การออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติของแท่นรองรับแม่เหล็กที่ เคลื่อนใหว 3 องศาอิสระ สำหรับเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอน



วิทยานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรดุษฎีบัณฑิต สาขาวิชาวิศวกรรมเครื่องกล มหาวิทยาลัยเทคโนโลยีสุรนารี ปีการศึกษา 2560

AUTOMATIC CONTROL SYSTEM DESIGN AND

IMPLEMENTATION OF MAGNET GIRDER

WITH 3 DOF MOTION FOR THE

SYNCHROTRON LIGHT SOURCE

Supachai Prawanta

ลัยเทคโนโลยีสุรบาว

⁵7575781

A Thesis Submitted in Partial Fulfillment of the Requirements for the Degree of Doctor of Philosophy in Mechanical Engineering Suranaree University of Technology

Academic Year 2017

การออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติของแท่นรองรับแม่เหล็กที่เคลื่อนไหว 3 องศาอิสระ สำหรับเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอน

มหาวิทยาลัยเทค โน โลยีสุรนารี อนุมัติให้นับวิทยานิพนธ์ฉบับนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษา ตามหลักสูตรปริญญาจุษฎีบัณฑิต

คณะกรรมการสอบวิทยานิพนธ์

(คร.สุพัฒน์ กลิ่นเขียว) ประธานกรรมการ

(รศ. คร.จิระพล ศรีเสริฐผล) กรรมการ (อาจารย์ที่ปรึกษาวิทยานิพนธ์)

(ผศ. คร<mark>.กีรติ</mark> สุลักษณ์)

กรรมการ

(ผศ. คร.สุภกิจ รูปขันธ์)

(ผศ. คร.สุภกจ รูปขันธ์) กรรมการ

(ผศ. คร.การุญ ฟังสุวรรณรักษ์) กรรมการ

Man

(รศ. ร.อ. คร.กนต์ธร ชำนิประศาสน์) คณบดีสำนักวิชาวิศวกรรมศาสตร์

(ศ. คร.สันติ แม้นศิริ) รองอธิการบดีฝ่ายวิชาการและพัฒนาความเป็นสากล

かっうのと

ศุภชัย ประวันตา : การออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติของแท่นรองรับแม่เหล็ก ที่เคลื่อนไหว 3 องศาอิสระ สำหรับเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอน (AUTOMATIC CONTROL SYSTEM DESIGN AND IMPLEMENTATION OF MAGNET GIRDER WITH 3 DOF MOTION FOR THE SYNCHROTRON LIGHT SOURCE) อาจารย์ที่ปรึกษา : รองศาสตราจารย์ คร.จิระพล ศรีเสริฐผล, 188 หน้า.

ปัญหาการทรุดและเลื่อนตัวของพื้นอาการปฏิบัติการที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน ส่งผลให้การผลิตแสงซินโครตรอนเป็นไปอย่างไม่มีประสิทธิภาพ การปรับตั้งแม่เหล็กและ ้ท่อลำเลียงอิเล็กตรอนในวงกักเก็บอิเล็กตรอน<mark>ให้</mark>อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ต้องใช้บุคลากร ที่มีประสบการณ์และความชำนาญจำนวน<mark>มาก</mark> และใช้เวลานานหลายเดือน งานวิจัยนี้ได้นำเสนอ การออกแบบและสร้างระบบควบคุม<mark>อั</mark>ตโน<mark>ม</mark>ัติของแท่นรองรับแม่เหล็กที่เคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ เพื่อนำไปประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับ และตำแหน่งที่ถูกต้องได้ โดยออกแบ<mark>บแ</mark>ละสร้างร<mark>ะบ</mark>บแท่นรองรับแม่เหล็กที่ใช้ระบบขับเร้าด้วย ลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางขับเคลื่อนให้เกิดการเคลื่อนไหว ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ระยะการเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมต<mark>ร ก</mark>ารหมุนรอบแนวแ<mark>กน x</mark> มุมการหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และ การหมุนรอบแนวแกน z มุมก<mark>า</mark>รหมุน ±30 มิลลิเรเดียน ประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ให้กับ ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก<mark>แล</mark>ะระบบขับเร้าที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้น คำนวณมุมการหมุนของ ระบบขับเร้าด้วยสมการจลนศาสตร์ผกผัน ควบคุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุม ้แบบพี่ใอเปรียบเทียบกับ<mark>ตัวควบ</mark>คุมแบบป้อนกลับสถานะร่<mark>วมกับ</mark>ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ การวิเคราะห์และผลการทด<mark>สอบ แสดงให้เห็นว่าระบบคว</mark>บคุมอัตโนมัติสามารถทำให้ตัวแท่น รองรับแม่เหล็กเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ตามค่าพิกัดที่กำหนดไว้ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาท์พุต การเคลื่อน ใหวมีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ สามารถนำไป ้ประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนของเครื่องกำเนิคแสงซิน โครตรอน ให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้

ลายมือชื่อนักศึกษา ลายมือชื่ออาจารย์ที่ปรึกษา

สาขาวิชา<u>วิศวกรรมเครื่องกล</u> ปีการศึกษา 2560

SUPACHAI PRAWANTA : AUTOMATIC CONTROL SYSTEM DESIGN AND IMPLEMENTATION OF MAGNET GIRDER WITH 3 DOF MOTION FOR THE SYNCHROTRON LIGHT SOURCE. THESIS ADVISOR : ASSOC. PROF. JIRAPHON SRISERTPOL, Ph.D., 188 PP.

AUTOMATIC CONTROL/ MAGNET GIRDER/ ECCENTRIC CIRCLE CAM/ REFERENCE TRAJECTORY TRACKING/ OUTPUT REGULATION

Floor subsidence of the building at the Synchrotron Light Research Institute has resulted in inefficient synchrotron light production. Realignment of magnets and electron transport ducts of the storage ring to correct the level and position requires a lot of experienced, skilled manpower and the realignment takes several months. This research presents an automatic control system design and the implementation of magnet girder with three degrees of freedom motion for magnets and electron transport ducts adjustment. The magnet girder system uses the eccentric circle cam actuator system to drive the motion, which includes the translation along y-axis within ± 6 mm range, the rotation around x-axis within ± 20 mrad range and the rotation around z-axis within ± 30 mrad range. Linear mathematical models are applied to estimate the non-linear properties of the magnet girder and actuator systems. Rotation angle of the actuator system is calculated using an inverse kinematics equation. The rotations which were controlled by the PI controller and the feedback controller with full-order state observer were compared. The experimental results and analysis show that the automatic control system can move and rotate the magnet girder to the specified coordinates in three degrees of freedom, both with the reference trajectory

tracking and with the output regulation. The motion is efficient and accurate as required. Therefore, the automatically controlled magnet girder system developed in this research can be used to adjust the level and position of magnets and electron transport ducts of the synchrotron light source accurately.



School of Mechanical Engineering

Academic Year 2017

Student's Signature
Advisor's Signature
Advisor s Signature

กิตติกรรมประกาศ

วิทยานิพนธ์นี้สำเร็จลุล่วงด้วยดี ผู้วิจัยขอขอบพระกุณ บุกกลและกลุ่มบุกกลต่าง ๆ ที่ได้ กรุณาให้กำปรึกษาและแนะนำ รวมทั้งการช่วยเหลืออย่างดียิ่ง ทั้งในด้านวิชาการและด้านการ ดำเนินงานวิจัย ดังต่อไปนี้

รองศาสตราจารย์ คร.จิระพล ศรีเสริฐผล อาจารย์ที่ปรึกษาวิทยานิพนธ์ ที่ได้ให้กำปรึกษา แนะนำการแก้ไขปัญหา และให้ความเมตต<mark>าป</mark>ราฉีต่อผู้วิจัยเป็นอย่างคียิ่ง รวมทั้งช่วยตรวจทาน วิทยานิพนธ์จนเสร็จสมบูรณ์ และเป็นแบบอ<mark>ย่าง</mark>ที่ดีในการคำเนินชีวิตให้กับผู้วิจัย

ศาสตราจารย์ นาวาอากาศโท คร.<mark>สราวุฒิ</mark> สุจิตจร ผู้เชี่ยวชาญเฉพาะด้านระบบควบคุม ที่ได้ ให้คำปรึกษาแนะนำในการดำเนินงานวิจั<mark>ย</mark> มีความ<mark>เ</mark>มตตาปราณีต่อผู้วิจัยเป็นอย่างคียิ่ง

รองศาสตราจารย์ นาวาอากา<mark>ศเอ</mark>ก คร.วร<mark>พจ</mark>น์ ขำพิศ อาจารย์ประจำสาขาวิชาวิศวกรรม เครื่องกล ที่ได้ให้กำปรึกษาแนะนำ และให้ความรู้ทางด้านวิชาการอย่างดียิ่ง

คร.สุพัตน์ กลิ่นเขียว ผู้ทรงกุณวุฒิภายนอก ที่ได้ให้คำปรึกษาแนะนำ และให้ความรู้ ทางด้านวิชาการอย่างดียิ่ง

ผู้ช่วยศาสตราจารย์ คร.กีรติ สุลักษณ์ หัวหน้าสาขาวิชาวิศวกรรมเครื่องกล ที่ได้ให้ กำปรึกษาแนะนำ และให้ความรู้ทางด้านวิชาการอย่างดียิ่ง

ผู้ช่วยศาสตราจ<mark>ารย์ คร</mark>.สุภกิจ รูปขันธ์ อาจารย์ประจำสาขา</mark>วิชาวิศวกรรมเครื่องกล ที่ได้ให้ กำปรึกษาแนะนำ และให้ควา<mark>มรู้ทางค้านวิชาการอย่างคียิ่ง</mark>

ท เบรกษ แนะ นา และ เทท วามรูพ เงค เน วซ เการของเงคอง ผู้ช่วยศาสตราจารย์ คร.การุญ ฟังสุวรรณรักษ์ อาจารย์ประจำสาขาวิชาวิศวกรรมเครื่องกล ที่ได้ให้กำปรึกษาแนะนำ และให้ความรู้ทางด้านวิชาการอย่างดียิ่ง

บุคลากรที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอนที่ให้ความช่วยเหลือในการจัคสร้างชิ้นงานและ บัณฑิตศึกษากลุ่มปฏิบัติการค้านระบบควบคุมที่ให้การช่วยเหลือในงานวิจัยค้วยคืมาโคยตลอค

ทุนรัฐบาลที่จัดสรรให้กระทรวงวิทยาศาตร์ ฯ เพื่อศึกษาวิชาในประเทศ ประจำปี พ.ศ. 2556 ตามความต้องการของสถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน (องค์การมหาชน) ไปศึกษาในสาขา วิศวกรรมหุ่นยนต์และระบบอัตโนมัติ เน้น ระบบควบคุมและอัตโนมัติ ระดับปริญญาเอก

ท้ายนี้ ขอกราบขอบพระคุณ บิดา มารดา ที่ได้ให้การอบรมเลี้ยงดู ส่งเสริมการศึกษาอย่างดี ยิ่งมาโดยตลอด อาจารย์ทุกท่านที่ได้ให้การอบรมสั่งสอน ประสิทธิ์ประสาทวิชาความรู้ให้แก่ผู้วิจัย และขอขอบคุณ คุณพรรณทิพา ประวันตา ที่คอยเป็นกำลังใจให้มาโดยตลอด

ศุภชัย ประวันตา

สารบัญ

บทคัดย่	่อ (ภาเ	มาใทย)ก		
บทคัดย่	บทกัดย่อ (ภาษาอังกฤษ)ข			
กิตติกร	รมประ	ิกาศง		
สารบัญ				
สารบัญ	ตาราง			
สารบัญ	เรูป	ນູ		
คำอธิบ	ายสัญส	กักษณ์และคำย่อท		
บทที่				
1	บทน้	11		
	1.1	ความสำคัญและที่มาของปัญหา1		
	1.2	วัตถุประส <mark>งค์ข</mark> องการวิจัย11		
	1.3	ข้อสมมติทางวิศวกรรม		
	1.4	ขอบเขตของการวิจัย		
	1.5	ประโยชน์ที่กาดว่าจะได้รับ		
	1.6	การจัดรูปเล่มวิทยานิพนธ์		
2	ปริทัศ	หนั่วรรณกรรมและงานวิจัยที่เกี่ยวข้อง14		
	2.1	บทนำ14		
	2.2	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก14		
		2.2.1 เทคนิคการปรับตั้งด้วยสลักเกลียวและน็อต14		
		2.2.2 เทคนิคการปรับตั้งด้วยแม่แรงถิ่ม16		
		2.2.3 เทคนิคการปรับตั้งด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง		
	2.3	ระบบควบคุมแบบคั้งเดิม		
		2.3.1 การควบคุมแบบวงปิด21		
		2.3.2 ตัวกวบกุมแบบพีไอดี		

สารบัญ (ต่อ)

	2.4	ระบบค	กวบคุมสมัยใหม่	25
		2.4.1	แบบจำลองปริภูมิสถานะและฟังก์ชันถ่ายโอน	25
		2.4.2	สภาพควบคุมได้และสภาพสังเกตได้	29
		2.4.3	การควบคุมแบบป้อน <mark>กล</mark> ับสถานะด้วยวิธีวางตำแหน่งโพล	
		2.4.4	การออกแบบตัวสังเก <mark>ตส</mark> ถานะ	32
	2.5	การทำ	ให้เป็นเชิงเส้น	
	2.6	ค่าผิดท	งลาดในสภาวะอยู่ตัว	
	2.7	เสถียร	ภาพของระบบ	43
		2.7.1	เสถียรภาพแบ <mark>บสั</mark> ญญาณเข้า <mark>แล</mark> ะสัญญาณออกถูกจำกัดขอบเขต	43
		2.7.2	เสถียรภา <mark>พแบ</mark> บสัญญาณเข้าศูนย์	45
	2.8	สรุป		45
3	การอ	อกแบบ	และสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ	47
	3.1	บทนำ		47
	3.2	การออ	กแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก	47
		3.2.1	มิติแ <mark>ละขนาดของตัวโครงสร้าง</mark>	47
		3.2.2	แบบจำลองทางคณิตศาสตร์	51
		3.2.3	สมการจลนศาสตร์ผกผัน	57
	3.3	การออ	กแบบระบบขับเร้ำค้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง	63
		3.3.1	มิติและขนาดของตัวโครงสร้าง	63
		3.3.2	แบบจำลองทางคณิตศาสตร์	64
	3.4	การจัด	สร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก	69
		3.4.1	การจัดสร้างชิ้นงาน	69
		3.4.2	การประกอบติดตั้ง	70
		3.4.3	การทคสอบระยะการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้า	72
		3.4.4	การทคสอบการเคลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก	75
	3.5	สรุป		77

สารบัญ (ต่อ)

R

4	การอ	อกแบบ	ระบบควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติ78	
	4.1	บทนำ		
	4.2	การออ	กแบบตัวควบคุมของระบบขับเร้า78	
		4.2.1	การระบุเอกลักษณ์พ <mark>ารา</mark> มิเตอร์78	
		4.2.2	การควบคุมตำแหน่งเ <mark>ชิง</mark> มุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ	
		4.2.3	การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบ	
			ป้อนกลับสถานะ	
		4.2.4	ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันคับ98	
		4.2.5	การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบ106	
	4.3	การออ	กแบบตัวค <mark>วบคุ</mark> มของระบบแท่นร <mark>อง</mark> รับแม่เหล็ก	
		4.3.1	การควบคุมระบบแท่นรองรับแม่เหล็กด้วยตัวควบคุมแบบอินทิกรัล109	
		4.3.2	การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบ	
		4.3.3	การควบคุมการเกลื่อนไหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง	
		4.3.4	การควบคุมการเคลื่อนไหวแบบคงค่าเอาต์พุต124	
		4.3.5	การตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้129	
	4.4	สรุป		
5	การข	ทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก		
	5.1	ບກນຳ.	าชาลยเทลโนโลยีน	
	5.2	การติด	ตั้งอุปกรณ์ระบบควบคุม138	
		5.2.1	การต่อประสานอุปกรณ์ระบบควบคุม138	
		5.2.2	การเขียนโปรแกรมควบคุมด้วย MATLAB/Simulink139	
	5.3	การทด	สอบระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง142	
		5.3.1	การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ142	
		5.3.2	การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับ	
			สถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ145	

สารบัญ (ต่อ)

Ա

	5.4	การทด	สอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก	
		5.4.1	การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง	154
		5.4.2	การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต	
	5.5	สรุป		
6	บทส	รุปและข้	<i>โอเสนอแนะ</i>	
	6.1	บทสรุบ	J	
	6.2	ข้อเสนา	อแนะ	
รายการ	อ้างอิง	•••••		
ภาคผน	วก			
ภา	ุ คผนวร	กก.โ	ไปรแกรมค <mark>ำนว</mark> ณตำแหน่งเชิงมุม <mark>การ</mark> หมุนให้กับระบบขับเร้าที่ 1, 2 แ	เละ 3
		Į	ไปรแกรมคำนวณ Heave, Pitch แล <mark>ะ R</mark> oll	
		າ	ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก	
ภา	ุลผนวf	า ข. อุ	บุป <mark>กรณ์เครื่องมือที่ใช้ในการประกอบ</mark> ติดตั้ง	
ภา	ุ คผนวร	า ค. 1	ม <mark>ทความวิชาการที่ได้รับการตีพิมพ์เผยแพร่ใน</mark> ระหว่างศึกษา	
ประวัติ	ผู้เขียน	•••••		
		E.	10	
		Ch	300	

สารบัญตาราง

ตารา	างที่ หน้า
3.1 5 1	แสดงรายละเอียดมิติและขนาดของตัวโครงสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก50 ผลตอบสบองตำแหน่งเชิงมนการหมบของระบบขับเร้าที่ 1-2 และ 3
	โดยใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ

ะ ราวารายาลัยเทคโนโลยีสุร^นาร

สารบัญรูป

วิบท	141
1.1	แผนภาพของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน1
1.2	เครื่องเร่งอนุภาคแนวตรง2
1.3	ระบบลำเลียงอนุภาคพลังงานต่ำ
1.4	เครื่องเร่งอนุภาคแนววงกลม
1.5	ระบบลำเลี้ยงอนุภาคพลังงานสูง
1.6	วงกักเก็บอิเล็กตรอน5
1.7	แผนภาพการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA ในวงกักเก็บอิเล็กตรอน
1.8	กราฟแสดงแนวระนาบของ <mark>แม่เหล็</mark> กในวงกักเ <mark>ก็บอิเล็</mark> กตรอนในปี พ.ศ. 25457
1.9	กราฟแสดงแนวระนาบขอ <mark>งแม่</mark> เหล็กในวงกักเก็บอ <mark>ิเล็ก</mark> ตรอนในปี พ.ศ. 2546
	ปี พ.ศ. 2549 และปี พ.ศ. 2555
1.10	การติดตั้งแม่เหล็กชนิ <mark>ด</mark> ต่าง <mark>ๆ ในวงกักเก็บอิเล็กตรอน</mark> 8
1.11	การติดตั้งท่อถำเถ <mark>ียงอิเ</mark> ล็ก <mark>ตรอนเข้ากับชุดแม่เหล็กในวงกักเก</mark> ็บอิเล็กตรอน
1.12	แผนภาพการจัดวางระบบแท่นรองรับแม่เหล็กใหม่ในวงกักเก็บอิเล็กตรอน
2.1	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ Spring-8 ประเทศญี่ปุ่น15
2.2	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ NSLS-II ประเทศสหรัฐอเมริกา
2.3	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ APS ประเทศสหรัฐอเมริกา17
2.4	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ ESRF ประเทศฝรั่งเศส17
2.5	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ SLS ประเทศสวิตเซอร์แลนด์18
2.6	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ PETRA III ประเทศเยอรมัน
2.7	แผนภาพบล็อกโครงสร้างของระบบควบคุมแบบวงปิด
2.8	แผนภาพบล็อกระบบควบคุมแบบวงปิด22
2.9	แผนภาพบล็อกโครงสร้างของตัวควบคุมแบบพี่ไอดี
2.10	แผนภาพบล็อกระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา25
2.11	แผนภาพบล็อกการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

รูปที่

หน้า

รูปที่	หน้า
2.12	แผนภาพบถี่อกการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะ
	แบบเต็มอันดับ
2.13	แผนภาพการแกว่งของลูกตุ้มนาฬิกา
2.14	แผนภาพบล็อกการควบคุมแบบป้อนก <mark>ลับ</mark>
2.15	แผนภาพบล็อกระบบควบคุมแบบป้อนกลับที่มีการรบกวนเข้ามาในระบบ
3.1	การออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เห _{ลี} กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ48
3.2	แบบแสดงรายละเอียดมิติและขนาด <mark>ข</mark> อง โค <mark>ร</mark> งสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก
3.3	ระบบแกนอ้างอิงที่ใช้อธิบายการเกลื่อนไหวของแท่นรองรับแม่เหล็ก
3.4	แผนภาพเก้าร่างตัวขับเร้าด้วยลู <mark>กเบี</mark> ้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางและตัวแท่นรองรับ53
3.5	กราฟความสัมพันธ์ระหว่า <mark>งกา</mark> รเคลื่อนที่ในแนวแ <mark>กน</mark> y (Heave) กับ
	ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
3.6	กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) กับ
	ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
3.7	กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) กับ
	ตำแหน่งเชิงมุมการ <mark>หมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3</mark> 60
3.8	กราฟกวามสัมพันธ์ระหว่างก <mark>ารเคลื่อนที่ในแนวแกน y</mark> (Heave)
	การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll)
	กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1
3.9	กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave)
	การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll)
	กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 262
3.10	กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave)
	การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll)
	กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 362
3.11	การออกแบบระบบขับเร้าค้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง
3.12	แผนภาพเก้าร่างระบบขับเร้าค้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง
3.13	แผนภาพบถ็อกการควบคุมความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตของระบบขับเร้าแบบวงเปิด

รูปที่	หน้า
3.14	การสร้างชิ้นงานของระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง
3.15	ระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง
3.16	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ71
3.17	การติดตั้งอุปกรณ์เพื่อทดสอบระบบแท <mark>่น</mark> รองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ
3.18	แผนภาพระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้งท <mark>ี่สั</mark> มพันธ์กับมุมการหมุนการลูกเบี้ยววงกลม
3.19	การทคสอบระยะการเคลื่อนที่ในแน <mark>วตั้งขอ</mark> งระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
3.20	กราฟเปรียบเทียบระหว่างผลทดสอ <mark>บ</mark> กับผลการจำลองสถานการณ์
	ระยะเกลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ <mark>1</mark>
3.21	กราฟเปรียบเทียบระหว่างผลท <mark>ดสอ</mark> บกับผลการจำลองสถานการณ์
	ระยะเกลื่อนที่ในแนวตั้งขอ <mark>งระ</mark> บบขับเร้าที่ 2
3.22	กราฟเปรียบเทียบระหว่างผลทดสอบกับผลการจำลองสถานการณ์
	ระยะเกลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ 3
3.23	กราฟเปรียบเทียบผ <mark>ลท</mark> ุดส <mark>อบความสัมพันธ์ระหว่างก</mark> ารเก <mark>ลื่อ</mark> นที่ในแนวแกน y (Heave)
	กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
3.24	กราฟเปรียบเทียบผ <mark>ลทคสอบความสัมพันธ์ระหว่างการหมุ</mark> นรอบแนวแกน x (Pitch)
	กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
3.25	กราฟเปรียบเทียบผลทคสอบความสัมพันธ์ระหว่างการหมุนรอบแนวแกน z (Roll)
	กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
4.1	กราฟทคสอบแรงคันไฟฟ้าอินพุตและความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตระบบขับเร้า
4.2	เครื่องมือวัดก่ากวามต้านทานและกวามเหนี่ยวนำ
4.3	แผนภาพบล็อกการระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์ของระบบขับเร้า ด้วยวิธีการ
	Parameter Estimation ในโปรแกรม MATLAB/Simulink
4.4	กราฟเปรียบเทียบความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตที่ได้จากการทดสอบกับการประมาณค่า
	ใช้วิธีการ Parameter Estimation ในโปรแกรม MATLAB/Simulink
4.5	แผนภาพบล็อกการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า
	ด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ

รูปที่	หน้า
4.6	แผนภาพบล็อกการหาค่าเหมาะที่สุดของอัตราขยายพีไอ ด้วยโปรแกรม
	ด้วยวิธีการ Response Optimization ในโปรแกรม MATLAB/Simulink
4.7	แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุน
	ใช้ตัวควบคุมพี่ไอ ด้วยโปรแกรม MA <mark>TL</mark> AB/Simulink
4.8	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมกา <mark>รห</mark> มุนของระบบงับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์และ
	กระแสอาร์มาเจอร์ กำหนดอินพุตอ้ <mark>างอิงที่ ±</mark> 30 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ
4.9	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุม <mark>ก</mark> ารหมุ <mark>น</mark> ของระบบขับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์และ
	กระแสอาร์มาเจอร์ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบกุมแบบพีไอ
4.10	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิ <mark>งมุม</mark> การหมุน <mark>ของ</mark> ระบบขับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์และ
	กระแสอาร์มาเจอร์ กำหนด <mark>อิน</mark> พุตอ้างอิงที่ ±90 อ <mark>งศา</mark> ใช้ตัวควบกุมแบบพีไอ
4.11	แผนภาพบล็อกการควบคุ <mark>มต</mark> ำแหน่งเชิงมุมการหมุ <mark>นขอ</mark> งระบบขับเร้า
	ด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ
4.12	แผนภาพการวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบขับเร้า
4.13	แผนภาพบล็อกกา <mark>รจำล</mark> องสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมก <mark>ารหม</mark> ุน และตัวแปรสถานะ
	ใช้ตัวควบคุมป้อนก <mark>ลับสถานะ ด้วยโปรแกรม MATLAB</mark> /Simulink
4.14	กราฟผลตอบสนองตำแหน่ <mark>งเชิงมุมการหมุนของระบบ</mark> ขับเร้า และตัวแปรสถานะ
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ
4.15	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ
4.16	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ
4.17	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ
	กำหนดแนววิถีของอินพุตอ้างอิงไว้ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา
	ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ97
4.18	แผนภาพบล็อกการออกแบบการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ
	ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันคับ99

รูปที่	หน้า
4.19	แผนภาพบถ็อกการควบคุมแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า
4.20	แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน และตัวแปรสถานะ
	ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ
	ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink
4.21	กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมกา <mark>รห</mark> มุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช <mark>้ตัวกวบ</mark> คุมแบบป้อนกลับสถานะ
	ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอั <mark>น</mark> ดับ105
4.22	แผนภาพบล็อกระบบควบคุมอัต โนมัติของร <mark>ะ</mark> บบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ110
4.23	แผนภาพบล็อกการควบคุมการ <mark>เคลื่</mark> อนไหวขอ <mark>งร</mark> ะบบแท่นรองรับแม่เหล็ก
4.24	แผนภาพบล็อกการควบคุม <mark>การ</mark> เคลื่อนไหวของร <mark>ะบบ</mark> แท่นรองรับแม่เหล็ก
	แบบเวลาไม่ต่อเนื่อง แล <mark>ะการ</mark> ประวิงเวลาของระบ <mark>บขับ</mark> เร้า112
4.25	แผนภาพบล็อกการควบคุมการเค <mark>ลื่อนไหวของระบ</mark> บแท่นรองรับแม่เหล็ก
	แบบเวลาไม่ต่อเนื่อง และการประวิงเวลาของระบบ
4.26	แผนภาพบล็อกกา <mark>รจำลองสถานการณ์การควบคุมการเคลื่อน</mark> ไหวแบบ
	ตามรอยแนวิถีอ้างอิ <mark>งของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศ</mark> าอิสระ
	ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink
4.27	กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	กำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง +6 มิลลิเมตร
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3118
4.28	กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	กำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง –6 มิลลิเมตร
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3119
4.29	กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	กำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิถลิเรเดียน ถึง +20 มิถลิเรเดียน
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

รูปที่	หน้า
4.30	กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	กำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –20 มิลลิเรเดียน
	้ และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
4.31	กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนว <mark>แก</mark> น z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	กำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลล <mark>ิเรเ</mark> ดียน ถึง +30 มิลลิเรเดียน
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระ <mark>บบขับเ</mark> ร้าที่ 1, 2 และ 3
4.32	กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแ <mark>น</mark> วแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	กำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 <mark>ม</mark> ิลลิเรเดีย <mark>น</mark> ถึง –30 มิลลิเรเดียน
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนข <mark>องร</mark> ะบบขับเร <mark>้าที่</mark> 1, 2 และ 3
4.33	แผนภาพบล็อกการจำลอง <mark>สถา</mark> นการณ์การควบคุม <mark>กา</mark> รเคลื่อนไหวแบบคงค่าเอาต์พุต
	ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink124
4.34	กราฟผลตอบสนองการเกลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	โดยกำหนดการรบกวนจากภายนอก $D_{ m v}$ มีค่าเท่ากับ ± 6 มิลลิเมตร
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
4.35	กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	โดยกำหนดการรบกวนจากภายนอก <i>D_e มี</i> ค่าเท่ากับ ±20 มิลลิเรเดียน
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
4.36	กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
	โดยกำหนดการรบกวนจากภายนอก $D_{_{\phi}}$ มีค่าเท่ากับ ± 30 มิลลิเรเดียน
	และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
4.37	แผนภาพบล็อกการตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave, Pitch และ Roll129
4.38	แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์เพื่อตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้
	Heave, Pitch และ Roll ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink131
4.39	กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll
	กำหนดอินพุตอ้างอิง Heave ไว้ที่ +4 มิลลิเมตร และที่เวลา 30 วินาที
	เกิดกวามผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave ขึ้น ขนาด +1 มิลลิเมตร

รูปที่		หน้า
4.40	กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll	
	กำหนดอินพุตอ้างอิง Pitch ไว้ที่ +15 มิลลิเรเดียน และที่เวลา 30 วินาที	
	เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Pitch ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน	134
4.41	กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และก <mark>าร</mark> หมุน Heave, Pitch และ Roll	
	กำหนดอินพุตอ้างอิง Roll ไว้ที่ +20 มิ <mark>ลล</mark> ิเรเดียน และที่เวลา 30 วินาที	
	เกิดกวามผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Ro <mark>ll ขึ้น ข</mark> นาด +3 มิลลิเรเดียน	135
4.42	กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll	
	กำหนดอินพุตอ้างอิง Heave ไว้ที่ + <mark>4</mark> มิถุถิเม <mark>ตร</mark> และที่เวลา 30 วินาที	
	เกิดกวามผิดพลาดของตัวตรวจ <mark>รู้ H</mark> eave ขึ้น <mark>ขนา</mark> ด +1 มิลลิเมตร	
	เกิดกวามผิดพลาดของตัวต <mark>รวจ</mark> รู้ Pitch ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน และ	
	เกิดกวามผิดพลาดของตัว <mark>ตรว</mark> จรู้ Roll ขึ้น ขนาด + <mark>3 มิล</mark> ลิเรเดียน	136
5.1	แผนภาพบล็อกการต่อประสานอุปกรณ์ระบบควบคุม	139
5.2	บอร์คกวบกุมด้วยแพลตฟอร์ม RAPCON	140
5.3	โปรแกรมการคว <mark>บคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเ</mark> ร้าด้วย	
	ตัวควบคุมแบบพี่ไอ โดยโปรแกรม MATLAB/Simulink	141
5.4	โปรแกรมการควบคุมตำแหน่ <mark>งเชิงมุมการหมุนของระบ</mark> บขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบ	
	ป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ	
	โดยโปรแกรม MATLAB/Simulink	141
5.5	โปรแกรมการควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก	
	3 องศาอิสระ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงค่าเอาต์พุต	
	โดยโปรแกรม MATLAB/Simulink	142
5.6	กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1	
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ	143
5.7	กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1	
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ	143
5.8	กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1	
	กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ	144

รูปที่		หน้า
5.9 กราฟเปรียบเทียบผลตอบ	สนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1	
และตัวแปรสถานะ กำหน	ดอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ใช้ตัวกวบกุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เก้บตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันคับ	146
5.10 กราฟเปรียบเทียบผลตอบ	สนองตำแห <mark>น่งเ</mark> ชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1	
และตัวแปรสถานะ กำหน	คอินพุตอ้าง <mark>อิง</mark> ที่ ±60 องศา ใช้ตัวกวบกุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เก้บตัวสังเ <mark>กตสถา</mark> นะแบบเต็มอันดับ	147
5.11 กราฟเปรียบเทียบผลตอบ	สนองตำแหน่งเชิ <mark>ง</mark> มุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1	
และตัวแปรสถานะ กำหน	ดอินพุต <mark>อ้</mark> างอิงที่ <mark>±</mark> 90 องศา ใช้ตัวกวบกุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เก้บตั <mark>วสั</mark> งเกตสถาน <mark>ะแ</mark> บบเต็มอันดับ	148
5.12 กราฟเปรียบเทียบผลตอบ	ส <mark>นอ</mark> งตำแหน่งเชิงมุมก <mark>ารห</mark> มุนของระบบงับเร้าที่ 2	
และตัวแปรสถานะ กำหน	<mark>ดอ</mark> ินพุตอ้างอิงที่ ±90 อง <mark>ศา ใ</mark> ช้ตัวกวบกุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เก <mark>ับตัวสังเกตสุถานะแบบ</mark> เต็ <mark>มอันดับ</mark>	149
5.13 กราฟเปรียบเทียบผลตอบ	สนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 3	
และตัวแปรสถาน <mark>ะ กำห</mark> น	ดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ <mark>ตัวก</mark> วบคุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	<mark>เก้บตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอัน</mark> ดับ	150
5.14 กราฟผลตอบสนองตำแห	<mark>น่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับ</mark> เร้าที่ 1 และตัวแปรสถานะ	
กำหนด แนววิถีอ้างอิงไว้ไ [•]	นช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวกวบกุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เก้บตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ	151
5.15 กราฟผลตอบสนองตำแห	น่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 2 และตัวแปรสถานะ	
กำหนดแนววิถีอ้างอิงไว้ ไว	นช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวควบคุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ	152
5.16 กราฟผลตอบสนองตำแห	น่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 3 และตัวแปรสถานะ	
กำหนด แนววิถีอ้างอิงไว้ไ	นช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวควบคุม	
แบบป้อนกลับสถานะร่วม	เกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ	153
5.17 กราฟผลการทคสอบการเก	กลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และผลตอบสนองตำแหน่ง	
เชิงมุมการหมุนของระบบ	ขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง	
อยู่ในช่วง 0 มิถลิเมตร ถึง	+6 มิลลิเมตร	155

รูปที่	ห	เน้า
5.18	กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และผลตอบสนองตำแหน่ง	
	เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง	
	อยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง –6 มิลลิเมตร1	56
5.19	้ กราฟผลการทคสอบการหมุนรอบแน <mark>วแก</mark> น x (Pitch) และผลตอบสนองตำแหน่ง	
	เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง	
	อยู่ในช่วง 0 มิถลิเรเดียน ถึง +20 มิล <mark>ลิเรเดีย</mark> น1	157
5.20	้ กราฟผลการทคสอบการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และผลตอบสนองตำแหน่ง	
	เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง	
	อยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –2 <mark>0 มิ</mark> ลลิเรเดียน	58
5.21	้ กราฟผลการทคสอบการห <mark>มุนร</mark> อบแนวแกน z (R <mark>oll)</mark> และผลตอบสนองตำแหน่ง	
	เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนุดแนววิถีอ้างอิง	
	อยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง +30 มิลลิเรเดียน	59
5.22	กราฟผลการทคสอ <mark>บก</mark> ารหมุ่นรอบแนวแกน z (Roll) และผลตอบสนองตำแหน่ง	
	เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง	
	อยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเ <mark>คียน ถึง –30 มิลลิเรเคียน</mark>	60
5.23	กราฟการรบกวนจากภายน <mark>อกที่ได้จากการปรับตั้งตัวป</mark> รับระดับที่ 1	61
5.24	กราฟการรบกวนจากภายนอกที่ได้จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 2	62
5.25	กราฟการรบกวนจากภายนอกที่ได้จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 3	62
5.26	กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนไหวแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีการรบกวนจากภายนอก	
	ที่ได้จากตัวปรับระดับที่ 1 และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุน	
	ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 31	63
5.27	กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีการรบกวนจากภายนอก	
	ที่ได้จากตัวปรับระดับที่ 2 และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุน	
	ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 31	64
5.28	กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีการรบกวนจากภายนอก	
	ที่ได้จากตัวปรับระดับที่ 3 และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุน	
	ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 31	65

รูปที่	หน้า
5.29	กราฟผลการทดสอบการเกลื่อนไหวแบบกงก่าเอาต์พุต กำหนดให้การเกลื่อนที่ ใบแบวแกบ v +4 มิลลิเมตร สร้างการรบกวบจากกายบอกด้วยการปรับตั้ง
5.30	ตัวปรับระดับที่ 1 และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
	ในแนวแกน y +4 มิลลิเมตร สร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้ง ตัวปรับระดับที่ 2 และตำแหน่งเชิงมุ <mark>มการห</mark> มุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3
5.31	กราฟผลการทดสอบการเคลื่อนไหวแบบคงค่าเอาต์พุต กำหนดให้การเคลื่อนที่ ในแนวแกน y +4 มิลลิเมตร สร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้ง
a. 1	ตัวปรับระดับที่ 3 และตำแหน่งเชิงมุมการหมุ <mark>นข</mark> องระบบงับเร้าที่ 1, 2 และ 3
บ.1 ป.2	ตัวตรวจรู้การเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave)
ข.3	ตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า
ข.4	มอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงชนิดแม่เหล็กถาวรและชุดเฟืองตัวหนอน
	ะ ราว วายาลัยเทคโนโลยีสุรมาร

คำอธิบายสัญลักษณ์และคำย่อ

Α	=	เมทริกซ์ของระบบขับเร้า
А	=	จุดหมุนของแกนเพลาลูกเบี้ยววงกลม
α	=	ตำแหน่งเชิงมุมหมุนของระบบขับเร้า
$\alpha_{_d}, \alpha_{_L}$	=	ตำแหน่งเชิงมุมหมุน อินพุต-เอาต์พุต ของระบบขับเร้า
$\alpha_{_m}$	=	ตำแหน่งเชิงมุมหม <mark>ุนข</mark> องมอเตอร์
В	=	เมทริกซ์อินพุตข <mark>องระบ</mark> บขับเร้า
В	=	จุดศูนย์กลางขอ <mark>ง</mark> ลูกเบี <mark>้ย</mark> ววงกลม
BIBO	=	เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าสัญญาณออกถูกจำกัดขอบเขต
BM	=	แม่เหล็กบัง <mark>คับเ</mark> ลี้ยวโค้ง
b	=	สัมประสิท <mark>ธิ์</mark> ความเสียดทานหนืด
b_{3eq}	=	สัมปร <mark>ะสิท</mark> ธิ์ความเสียดทานห <mark>นืดร</mark> วมของระบบขับเร้า
β	=	มุมจ <mark>ุ</mark> คสัมผัสระหว่างลูกเบี้ยววงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
С	=	เมทริกซ์เอาต์พุตของระบบขับเร้า
С	=	<mark>จุด</mark> สัมผัสระหว่างลูกเบี้ยววงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
Ċ	=	<mark>ผลรวมของเวกเตอร์จากจุดอ้างอิง O ถึงจุ</mark> ด C
ζ	E.	ค่าอัตราส่วนการหน่วง 1 6
D	=77	เมทริกซ์การส่งผ่าน
$D_{_{\!V}}, D_{_{\! heta}}, D_{_{\!\phi}}$	=	การรบกวนจากภายนอกเข้ามาที่ Heave, Pitch และ Roll
e	=	ค่าความผิดพลาดของเวกเตอร์สถานะ
е	=	ระยะห่างระหว่างจุคศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลมกับจุดแกนเพลาหมุน
e_b	=	แรงเคลื่อนไฟฟ้าข้อนกลับ
ϕ	=	มุมหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
ϕ_{d},ϕ_{L}	=	มุมหมุน อินพุศ-เอาต์พุศ รอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
Ψ	=	มุมหมุนรอบแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
GeV	=	หน่วยจิกะอิเล็กตรอนโวลท์
$G_A(s)$	=	ฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบขับเร้าในรูป s โคเมน
$G_{C}(s)$	=	ฟังก์ชันถ่ายโอนของตัวควบคุมในรูป s โคเมน

คำอธิบายสัญลักษณ์และคำย่อ (ต่อ)

g	=	แรงโน้มถ่วง
Н	=	หน่วยเฮนรี
H(s)	=	ตัวตรวจรู้เอาต์พุตของระบบในรูป s โคเมน
Γ^{-1}	=	สมการจลนศาสตร์ผกผันของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก
i_a	=	กระแสไฟฟ้าอาร์มาเจอร์
ſ	=	ปริพันธ์
J	=	โมเมนต์ความเฉื่อย
$J_{_{3eq}}$	=	โมเมนต์ความเฉื่ <mark>อยรวม</mark> ของระบบขับเร้า
К	=	เมทริกซ์อัตราข <mark>ย</mark> ายการ <mark>ป้</mark> อนกลับสถานะ
K_b	=	สัมประสิทธิ์ <mark>แร</mark> งเคลื่อนไ <mark>ฟฟ้</mark> าย้อนกลับ
K_P, K_I, K_D	=	อัตราขยาย <mark>สัคส</mark> ่วน อัตรา <mark>ขยา</mark> ยปริพันธ์ อัตราขยายอนุพันธ์
K_{I1}, K_{I2}, K_{I3}	=	อัตราข <mark>ยาย</mark> อินทิกรัล 1, 2 แล ะ 3
K_{t}	=	สัมประสิทธิ์แรงบิดมอเตอร์
k_1, k_2, k_3	=	อัตราขยายป้อนกลับสถานะ 1, 2 และ 3
$K_{_{\mathcal{V}}}, K_{_{\!$	=	อัตราขยายของตัวตรวจรู้ Heave, Pitch และ Roll
Γ	=	สมการจลนศาสตร์ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก
L	=	เมทริกซ์อัตราขยายของตัวสังเกต
LTI	-	ระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา
L_a	=	ความเหนี่ยวนำขคลวดอาร์มาเจอร์
l_1, l_2, l_3	=	อัตราขยายของตัวสังเกต 1, 2 และ 3
lhs.	=	ฝั่งซ้ายของสมการ
Μ	=	เมทริกซ์สภาพควบคุมได้
MHz	=	เมกกะเฮิรตซ์
MIMO	=	ระบบที่มีหลายอินพุตและหลายเอาต์พุต
MPW	=	แม่เหล็กมัลติโพลวิกก์เลอร์
m	=	มวลลูกตุ้มนาฬิกา
\vec{m}	=	เวกเตอร์จากจุคอ้างอิง O ไปยังจุค A
m_x, m_y, m_z	=	ขนาคพิกัดตำแหน่งจุดหมุนของแกนเพลาลูกเบี้ยว

คำอธิบายสัญลักษณ์และคำย่อ (ต่อ)

mrad	=	หน่วยมิลลิเรเดียน
Ν	=	เมทริกซ์สภาพสังเกตได้
\vec{n}	=	เวกเตอร์ตั้งฉาก
nm-rad	=	นาโนเมตร-เรเดียน
N_t	=	อัตราทคเฟื่องรวม
0	=	จุดอ้างอิงบนตัวแท <mark>่นร</mark> องรับแม่เหล็ก
$\omega_{\scriptscriptstyle L}$	=	ความเร็วเชิงมุมขอ <mark>งระ</mark> บบขับเร้า
\mathcal{O}_m	=	ความเร็วเชิงมุม <mark>ของมอเ</mark> ตอร์
ω_n	=	ความถี่ธรรมชา <mark>ติ</mark> ไม่ห <mark>น่ว</mark> ง
Ω	=	โอห์ม
PI	=	ตัวควบคุมพ <mark>ีไอ</mark>
PID	=	ตัวควบ <mark>คุมพ</mark> ีไอดี
R	=	เมทริ <mark>กซ์ก</mark> ารหมุนรอบแนวแก <mark>นทั้ง</mark> สาม
R_a	=	คว <mark>าม</mark> ต้านทานขดถวดอาร์มาเจอร์
R _{linear}	=	เมทริกซ์การหมุนแบบเชิงเส้น
R(s)	=	สัญญาณอินพุตอ้างอิงในรูป s โคเมน
R_x, R_y, R_z	=	<mark>เมทริกซ์การหมุนร</mark> อบแนวแกน x แนวแกน y และแนวแกน z
r	E	รัศมีของลูกเบี้ยววงกลม
rhs.	= 7	ผึ่งขวาของสมการ
SISO	=	ระบบที่มีอินพุตเดียวและเอาต์พุตเดียว
SWLS	=	แม่เหล็กซุปเปอร์คอนดักติ่งเวปเล้งชิพเตอร์
\vec{s}	=	ผลรวมของเวกเตอร์จากจุดอ้างอิง O ถึงจุด C ในอุดมคติ
S_p	=	ค่าการชักตัวอย่าง
T_L	=	แรงบิคโหลด
T_m	=	แรงบิคมอเตอร์
\vec{t}	=	เวกเตอร์การเลื่อนที่
θ	=	มุมหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
$ heta_{d}, heta_{L}$	=	มุมหมุน อินพุต-เอาต์พุต รอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก
$ heta_p$	=	มุมการแกว่งของลูกตุ้มนาฬิกา

คำอธิบายสัญลักษณ์และคำย่อ (ต่อ)

U60	=	แม่เหล็กอันดูเลเตอร์
U(s)	=	สัญญาณควบคุมระบบในรูป s โคเมน
и	=	สัญญาณควบคุมระบบ
V_a	=	แรงคันไฟฟ้าอาร์มาเจอร์
v	=	การเคลื่อนที่ในแนวแกน y
V_d, V_L	=	อินพุต – เอาต์พุต <mark>ของ</mark> การเคลื่อนที่ในแนวแกน y
W	=	การเคลื่อนที่ในแน <mark>วแ</mark> กน z
x	=	ค่าพิกัดในแนวแ <mark>กน x</mark>
x_1, x_2, x_2	=	ตัวแปรสถานะ 1, 2 แล <mark>ะ</mark> 3
$\tilde{x}_1, \tilde{x}_2, \tilde{x}_3$	=	การประมาณ <mark>ค่าเ</mark> วกเตอร์ <mark>สถานะ 1, 2 และ 3</mark>
Y(s)	=	เอาต์พุตขอ <mark>งระ</mark> บบในรูป <mark>ร โ</mark> คเมน
у	=	ค่าพิกัด <mark>ในแ</mark> นวแกน y
У	=	สัญญ <mark>าณเ</mark> อาต์พุต
$ ilde{y}$	=	การประมาณค่าเอาต์พุตของระบบ
Z	=	ค่าพิกัดในแนวแกน z

ะ ราว_ักยาลัยเทคโนโลยีสุรมาร



บทที่ 1 บทนำ

1.1 ความสำคัญและที่มาของปัญหา

เครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่มีวงกักเก็บอิเล็กตรอนระดับพลังงาน 1.2 GeV ขนาดเส้น รอบวงโคจร 83 เมตร และมีค่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 41 nm-rad ที่สถาบันวิจัยแสง ซินโครตรอน (องค์การมหาชน) สังกัดกระทรวงวิทยาศาสตร์และเทคโนโลยี โดยสถาบันฯ มีหน้าที่ ผลิตและให้บริการแสงซินโครตรอนสำหรับงานวิจัยทางด้านวิทยาศาสตร์พื้นฐานและวิทยาศาสตร์ ประยุกต์ มีสถานีทดลองตามเทคนิคต่างๆ ดังนี้ เทคนิค X-ray Absorption Spectroscopy ใช้ศึกษา โครงสร้างสสารในระดับอะตอม เทกนิค X-ray Imaging Microscopy ใช้ศึกษาการถ่ายภาพด้วย รังสีเอกซ์ เทคนิค Small Angle X-ray Scattering ใช้ศึกษาขนาดและโครงสร้างระดับนาโนเมตร เทคนิค Photoelectron Emission Spectroscopy ใช้ศึกษาองค์ประกอบทางเคมีและโครงสร้าง อิเล็กทรอนิกส์บริเวณพื้นผิววัสดุ เทคนิค Infrared Spectroscopy ใช้ศึกษาเกี่ยวกับโครงสร้าง โมเลกุลของสาร เทคนิค X-ray Lithography ใช้ศึกษาการผลิตชิ้นส่วนจุลภาค และเทคนิค X-ray Crystallography ใช้ศึกษาโครงสร้างสามมิติของโปรตีนและโมเลกุลอื่นที่เกี่ยวข้อง โดยแผนภาพ ของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนแสดงได้ดังรูปที่ 1.1



รูปที่ 1.1 แผนภาพของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน

จากรูปที่ 1.1 จะเห็นได้ว่าประกอบไปด้วย 3 ส่วนหลัก ส่วนแรกเป็นระบบผลิตและเร่งอิเล็กตรอนที่ ประกอบด้วย LINAC และ Booster Synchrotron ส่วนที่สองเป็นวงกักเก็บอิเล็กตรอน (Storage Ring) และส่วนที่สามเป็นสถานีทคลอง (Beamline)

ระบบผลิตและเร่งอิเล็กตรอนส่วนแรกคือเครื่องเร่งอนุภาคแนวตรง (Linear Accelerator, LINAC) เป็นส่วนที่ผลิตอิเล็กตรอนและเร่งอิเล็กตรอนครั้งแรกด้วยสนามไฟฟ้าจากคลื่นไมโครเวฟ กำลังสูง ความถี่ 2,856 MHz ภายในท่อเร่งอนุภาคแนวตรง ทำให้อิเล็กตรอนมีค่าพลังงาน 40 MeV เครื่องเร่งอนุภาคแนวตรงแสดงได้ดังรูปที่ 1.2 จากนั้นอิเล็กตรอนจะถูกส่งผ่านระบบลำเลียงอนุภาค พลังงานต่ำเข้าสู่เครื่องเร่งอนุภาคแนววงกลม (Booster Synchrotron) โดยระบบลำเลียงอนุภาค พลังงานต่ำแสดงได้ดังรูปที่ 1.3 และเครื่องเร่งอนุภาคแนววงกลมแสดงได้ดังรูปที่ 1.4 ในส่วนนี้ อิเล็กตรอนจะถูกเร่งอีกครั้งด้วยสนามไฟฟ้าจากคลื่นวิทยุกำลังสูง ความถี่ 118 MHz ภายในโพรง คลื่นวิทยุ (RF cavity) ขณะเดียวกันค่าสนามแม่เหล็กของแม่เหล็กชนิดต่าง ๆ ที่ใช้ควบคุมเส้นทาง วงโคจรของอิเล็กตรอนต้องสอดคล้องตามค่าพลังงานที่เพิ่มขึ้น เมื่ออิเล็กตรอนถูกเร่งจนมีก่า พลังงาน 1.0 GeV และมีความเร็วใกล้ความเร็วของแสงแล้ว จะถูกส่งผ่านระบบลำเลียงอนุภาค พลังงานสูงเข้าสู่วงกักเก็บอิเล็กตรอน โดยระบบลำเลียงอนุภาค



รูปที่ 1.2 เครื่องเร่งอนุภาคแนวตรง



รูปที่ 1.3 ระบบลำเลียงอนุภาคพลังงานต่ำ



รูปที่ 1.4 เครื่องเร่งอนุภาคแนววงกลม



รูปที่ 1.5 ระบบลำเลียง<mark>อนุ</mark>ภาคพลังงานสูง

ในวงกักเก็บอิเล็กตรอนจะเพิ่มพลังงานให้แก่อิเล็กตรอนด้วยสนามไฟฟ้าจากคลื่นวิทยุ กำลังสูง ความถี่ 118 MHz ภายในโพรงคลื่นวิทยุ ขณะเดียวกันก่าสนามแม่เหล็กชนิดต่าง ๆ ที่ใช้ ควบคุมวงโคจรของอิเล็กตรอนต้องสอดคล้องตามค่าพลังงานที่เพิ่มขึ้น เมื่ออิเล็กตรอนถูกเร่งจนมี ค่าพลังงาน 1.2 GeV แล้ว จะถูกกักเก็บไว้ภายในท่อสุญญากาศที่ความดันประมาณ 10⁻¹⁰ ทอรร์ โดย วงกักเก็บอิเล็กตรอนแสดงได้ดังรูปที่ 1.6 และแผนภาพการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA (double bend achromats) แสดงได้ดังรูปที่ 1.7 เมื่อนำการจัดเรียงชุดแม่เหล็กตั้งกล่าวมาวางแบบสมมาตรกัน จำนวน 4 ชุด จะได้การจัดเรียงแม่เหล็กทั้งหมดในวงกักเก็บอิเล็กตรอน ดังที่ได้แสดงไว้ในรูปที่ 1.1 (Mitsubishi, 2001) ซึ่งอิเล็กตรอนจะถูกบังกับให้เคลื่อนที่ในเส้นทางวงโคจรภายใต้อิทธิพลของ สนามแม่เหล็กชนิดต่าง ๆ และขณะที่อิเล็กตรอนเคลื่อนที่ผ่านแม่เหล็กบังกับเลี้ยวโด้งจะปลดปล่อย พลังงานในรูปกลื่นแม่เหล็กไฟฟ้าออกมาในแนวสัมผัสกับการเลี้ยวโด้ง เราเรียกคลื่นแม่เหล็กไฟฟ้า ดังกล่าวว่า แสงซินโครตรอน (synchrotron light)

จากแผนภาพวงกักเก็บอิเล็กตรอนดังที่แสดงไว้ในรูปที่ 1.1 จะเห็นได้ว่าแสงซินโครตรอน ผลิตได้จากแม่เหล็กบังคับเลี้ยวโค้ง BM (bending magnet) ที่มีขนาดสนามแม่เหล็ก 1.2 เทสลา จำนวน 8 ชุด และยังผลิตได้จากอุปกรณ์แทรกต่าง ๆ ดังนี้ แม่หล็ก U60 (undulator magnet) ที่มี ขนาดสนามแม่เหล็ก 0.54 เทสลา ใช้เพิ่มความเข้มของแสงซินโครตรอน แม่เหล็ก MPW (multipole wiggler magnet) ที่มีขนาดสนามแม่เหล็ก 2.4 เทสลา และแม่เหล็ก SWLS (superconducting wavelength shifter magnet) ที่มีขนาดสนามแม่เหล็ก 6.5 เทสลา โดยแม่เหล็กทั้งสองใช้ขยายช่วง พลังงานของแสงซินโครตรอนขึ้นไปถึงระดับรังสีเอ็กซ์พลังงานสูง



รูปที่ 1.6 วงกักเก็บอิเล็กตรอน



รูปที่ 1.7 แผนภาพการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA ในวงกักเก็บอิเล็กตรอน

การผลิตแสงซินโครตรอนเพื่อให้บริการแก่ผู้ใช้ มีความจำเป็นอย่างยิ่งที่ต้องรักษาคุณภาพ ของแสงที่ผลิตออกมาให้กงที่ต่อเนื่องตลอดทั้งปี เช่น ขนาดและความเข้มของสำแสง ตำแหน่งของ ลำแสงที่ออกไปสู่สถานีทคลอง ฉะนั้นวงกักเก็บอิเล็กตรอนซึ่งทำหน้าที่ผลิตแสงซินโครตรอนต้อง มีเสถียรภาพไม่เกิดการเปลี่ยนแปลง เช่น สุญญากาศภายในท่อลำเลียงอิเล็กตรอนต้องมีค่าอยู่ใน เกณฑ์ที่กำหนดไว้ เมื่อค่าสุญญากาศต่ำลงทำให้อิเล็กตรอนเกิดการชนกับอนุภาคที่อยู่ในสถานะ แก็สมากขึ้นเกิดการสูญเสียอิเล็กตรอน สนามไฟฟ้ากำลังสูงความถี่ 118 MHz ต้องสามารถชดเชย ให้พลังงานแก่อิเล็กตรอนได้หลังการปลดปล่อยแสงซินโครตรอนออกมาในแต่ละรอบของการ เกลื่อนที่รอบวงโคจร แม่เหล็กชนิดต่าง ๆ ที่ใช้บังกับทิศทางการเคลื่อนที่ของอิเล็กตรอนตาม วงโคจร จะต้องมีก่าสนามแม่เหล็กคงที่อยู่ในเกณฑ์ที่กำหนดไว้ เมื่อสนามแม่เหล็กเกิดการ เปลี่ยนแปลงจะทำให้ตำแหน่งของสำแสงที่ออกไปสู่สถานีทดลองเปลี่ยนแปลงด้วย อีกทั้งส่งผลทำ ให้ประสิทธิภาพของการกักเก็บอิเล็กตรอนลดน้อยลง นอกจากนี้ระบบสนับสนุน เช่น ระบบไฟฟ้า ระบบน้ำหล่อเย็น และระบบปรับอากาศ ต้องมีก่าดงที่อยู่ในเกณฑ์ที่กำหนดไว้ เพราะส่งผลทำให้ ประสิทธิภาพของการกักเก็บอิเล็กตรอนลดน้อยลงเช่นกัน

เครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอนติดตั้งแล้วเสร็จ และเริ่ม ให้บริการแสงซินโครตรอนแก่ผู้ใช้ ตั้งแต่เดือนธันวาคม ปี พ.ศ. 2543 (Pairsuwan, 2001) หลังการ ติดตั้งแล้วเสร็จประมาณ 2 ปี ได้ตรวจพบว่าพื้นอาการปฏิบัติการเกิดการทรุดตัวและเลื่อนตัวขึ้น ส่งผลให้แนวระนาบของวงกักเก็บอิเล็กตรอนมีค่าแตกต่างกันสูงถึง 4.2 มิลลิเมตร มีการดำเนินงาน แก้ไขด้วยการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนใหม่ให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง การดำเนินงานแก้ไขปัญหาดังกล่าวใช้ระยะเวลานานประมาณ 3 เดือน ใช้บุคลากรที่มีประสบการณ์ และความชำนาญจำนวนมาก การปรับตั้งให้ความแม่นยำต่ำ และพื้นที่การทำงานยังมีจำกัด โดย กราฟแสดงแนวระนาบของแม่เหล็กทั้งก่อนและหลังการปรับตั้งระดับและตำแหน่งในวงกักเก็บ อิเล็กตรอน ในปี พ.ศ. 2545 แสดงได้ดังรูปที่ 1.8 จะเห็นได้ว่าหลังการปรับตั้งแล้วเสร็จแนวระนาบ ของแม่เหล็กในวงกักเก็บอิเล็กตรอนอยู่ในช่วง ±0.2 มิลลิเมตร ซึ่งเป็นก่าพิกัดที่ถูกกำหนดไว้ สำหรับวงกักเก็บอิเล็กตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน (Sanguansak, 2002)

การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อสำเลียงอิเล็กตรอนในวงกักเก็บอิเล็กตรอนยังคงคำเนินการ ต่อมาอีกในปี พ.ศ. 2549 และปี พ.ศ. 2555 เนื่องจากพื้นอาคารปฏิบัติการยังเกิดการทรุคตัวและ เลื่อนตัวอย่างต่อเนื่อง โดยสามารถตรวจวัดได้ว่าระนาบของแม่เหล็กในวงกักเก็บอิเล็กตรอนเกิด การเปลี่ยนแปลงอยู่ในช่วงประมาณ ±1 มิลลิเมตรต่อปี โดยกราฟแสดงแนวระนาบของแม่เหล็กใน วงกักเก็บอิเล็กตรอน ในปี พ.ศ. 2546 ปี พ.ศ. 2549 และปี พ.ศ. 2555 แสดงได้ดังรูปที่ 1.9 จะเห็นได้ ว่ากราฟทั้งสามมีแนวโน้มของการเปลี่ยนแปลงไปในทิศทางเดียวกัน ซึ่งแสดงให้เห็นได้ว่าพื้น อาการปฏิบัติการยังเกิดการทรุดตัวและเลื่อนตัวในรูปแบบเดียวกันอย่างต่อเนื่อง (Srichan, 2012)



รูปที่ 1.8 กราฟแสดงแนวระนาบของแม่เหล็กในวงกักเก็บอิเล็กตรอน ในปี พ.ศ. 2545



รูปที่ 1.9 กราฟแสดงแนวระนาบของแม่เหล็กในวงกักเก็บอิเล็กตรอนในปี พ.ศ. 2546 ปี พ.ศ. 2549 และปี พ.ศ. 2555

การติดตั้งแม่เหล็กชนิดต่าง ๆ และการติดตั้งท่อลำเลียงอิเล็กตรอนเข้ากับชุดแม่เหล็กใน วงกักเก็บอิเล็กตรอน แสดงได้ดังรูปที่ 1.10 และรูปที่ 1.11 ตามลำดับ



รูปที่ 1.10 การติดตั้งแม่เหล็กชนิดต่าง ๆ ในวงกักเก็บอิเล็กตรอน



รูปที่ 1.11 การติดตั้งท่อลำเลียงอิเล็กตรอนเข้ากับชุดแม่เหล็กในวงกักเก็บอิเล็กตรอน

ในปัจจุบันวงกักเก็บอิเล็กตรอนผลิตแสงซินโครตรอนเพื่อให้บริการแก่ผู้ใช้อย่างต่อเนื่อง ตลอดทั้งปี ขณะที่การทรุดและเลื่อนตัวของพื้นอาการปฏิบัติการยังกงเกิดการเปลี่ยนแปลงอย่าง ้ต่อเนื่อง เมื่อต้องคำเนินงานปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนใหม่ให้อยู่ในระดับและ ้ตำแหน่งที่ถูกต้อง การคำเนินงานต้องอาศัยบุคลากรที่มีประสบการณ์และความชำนาญจำนวนมาก การปรับตั้งให้ความแม่นยำต่ำ และยังใช้ระยะเวลานานหลายเดือน ซึ่งส่งผลกระทบอย่างสูงต่อการ ให้บริการแสงซินโครตรอนแก่ผู้ใช้ โดยวัตถุประสงค์ของงานวิจัยนี้จะคำเนินการออกแบบและ ้สร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้ 3 องศาอิสระ ที่สามารถ ้นำไปประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ ถูกต้องได้ และการจัดวางตัวแท่นรองรับแ<mark>ม่เห</mark>ล็กให้มีความเหมาะสมต่อวงกักเก็บอิเล็กตรอนมี ้ความสำคัญมากเช่นกัน จากแผนภาพการ<mark>จัค</mark>เร<mark>ียง</mark>ชุดแม่เหล็กดังในรูปที่ 1.7 เมื่อคำเนินการจัควาง ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กใหม่ให้มีความ<mark>เ</mark>หมาะสม ดังที่แสดงในรูปที่ 1.12 จะเห็นได้ว่าของระบบ ้เดิมจะต้องทำการปรับตั้งแม่เหล็กทกตัว<mark>แ</mark>บบแยกอิสระจากกัน ทำให้การปรับตั้งมีมากตามจำนวน ้แม่เหล็กที่มีใช้งาน เมื่อจัควางระบบแ<mark>ท่น</mark>รองรับแ<mark>ม่เห</mark>ล็กใหม่แล้ว จะทำให้การปรับตั้งเป็นไปตาม ้จำนวนของระบบแท่นรองรับแม่<mark>เหล็</mark>ก และถ้ำหากการปรับตั้งระดับและตำแหน่งเปลี่ยนเป็นแบบ ้ปรับตั้งอัตโนมัติได้ การดำเนินงานจะใช้บุคลากรจำนวนน้อย การปรับตั้งให้ความละเอียดและ แม่นยำสุง และการคำเนินงานจะใช้ระยะเวลาสั้นมาก



รูปที่ 1.12 แผนภาพการจัดวางระบบแท่นรองรับแม่เหล็กใหม่ในวงกักเก็บอิเล็กตรอน

ดังนั้น งานวิจัยวิทยานิพนธ์นี้จึงได้ดำเนินการออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติ ้ของแท่นรองรับแม่เหล็กที่เคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ เพื่อใช้ประโยชน์ในการประยุกต์ใช้ในการ ้ปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนของเครื่องกำเนิคแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสง ซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้ โดยการออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับ แม่เหล็ก (magnet girder system) จะใช้ระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง (eccentric circle cam actuator system) จำนวน 3 ชุด เป็นตัวขับเคลื่อนให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก (magnet girder) เกิดการเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ (degrees of freedom, DOF) ทั้งการเคลื่อนที่ใน แนวแกน y (Heave) การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) ระบบ ้ขับเร้าจะใช้มอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงชนิดแ<mark>ม่เห</mark>ล็กถาวร (permanent magnet DC motor) เป็นตัวขับ ้เร้าให้เกิดการหมุนและส่งกำลังผ่านชุดเพื<mark>่องตัวห</mark>นอน (worm gearbox) ผ่านชุดเฟืองเพลนเนตตารี่ (planetary gearbox) ให้กับลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง การออกแบบระบบควบคุมอัต โนมัติ (automatic control system) จะอาศัยแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ (mathematical model) ของระบบ ้แท่นรองรับแม่เหล็กและระบบงับเร<mark>้าที่จ</mark>ะประมา<mark>ณขึ้น</mark> จะใช้การประมาณแบบจำลองที่ไม่เป็นเชิง เส้นให้เป็นเชิงเส้น (linearization) จะใช้สุมการจลนศาสตร์ผกผัน (inverse kinematics equation) ้ คำนวณตำแหน่งเชิงมุมการหม<mark>ุนใ</mark>ห้กับระบบขับเร้า จ<mark>ะใ</mark>ช้การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุน (angular position control) ให้กับระบบขับเร้า ใช้การควบคุมแบบคั้งเดิม (classical control) ที่อาศัย ฟังก์ชันถ่ายโอน (transfer function) ของระบบพลวัต และตัวควบคุมแบบพีไอ (proportionalintegral controller) และใช้การควบคุมสมัยใหม่ (modern control) ที่อาศัยแบบจำลองปริภูมิสถานะ (state space model) ของระบบพลวัต ใช้การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ (state feedback control) ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเ<mark>ต็มอันดับ (full-order state obs</mark>erver) จะใช้เอ็น โคดเดอร์แกนหมูน แบบเพิ่มค่า (incremental rotary encoder) วัดตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับระบบขับเร้า ใช้ตัว ตรวจรู้ระยะทาง (displacement sensor) วัดการเคลื่อนที่ในแนวแกน y และใช้ตัวตรวจรู้มุมเอียง (inclinometer sensor) วัดมุมการหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ให้กับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ้การควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กจะใช้ตัวควบคุมแบบอินทิกรัล (integral controller) โดยจะมีการตรวจสอบเสถียรภาพของระบบและการตรวจสอบความผิดพลาด ้ของตัวตรวจรู้ ทั้งนี้ ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจะสามารถเกลื่อนใหวได้ 3 องศาอิสระ ตามก่าพิกัค ที่กำหนดไว้ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง (reference trajectory tracking) และแบบคงค่าเอาต์พุต (output regulation) การเคลื่อน ใหวจะมีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ และสามารถนำไป ้ประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนของเครื่องกำเนิคแสงซินโครตรอน ที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้
1.2 วัตถุประสงค์ของการวิจัย

1.2.1 เพื่อออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวได้
 3 องศาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x
 มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และการหมุนรอบแนวแกน z มุมหมุน ±30 มิลลิเรเดียน เพื่อใช้ประโยชน์
 สำหรับการประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับ
 และตำแหน่งที่ถูกต้องได้

1.2.2 เพื่อออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติที่มีความสามารถทำให้ตัวแท่น รองรับแม่เหลีกเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้ 3 องศาอิสระ ตามค่าพิกัดที่กำหนดไว้ ทั้งแบบตามรอย แนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาต์พุต การเคลื่อนไหวมีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ เพื่อใช้ประโยชน์สำหรับระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่เคลื่อนไหวอัตโนมัติได้

 1.2.3 เพื่อพัฒนาเทคโนโลยีการสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กและระบบควบคุม อัตโนมัติ เพื่อใช้ประโยชน์สำหรับการประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอน ของเกรื่องกำเนิดแสงซินโกรตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้

1.3 ข้อสมมติทางวิศวกรรม

1.3.1 การออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กจะทำให้เกิดการเคลื่อนไหวได้
 3 องศาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ที่ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x
 ที่มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และการหมุนรอบแนวแกน z ที่มุมหมุน ±30 มิลลิเรเดียน

1.3.2 การออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติจะทำให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเกิด การเคลื่อนใหวอัตโนมัติได้ 3 องศาอิสระ ตามค่าพิกัดที่กำหนดไว้ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาต์พุต การเคลื่อนใหวมีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ

1.3.3 การออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่สามารถเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้
 3 องศาอิสระ จะสามารถนำไปประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอน
 ของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้

1.4 ขอบเขตของการวิจัย

1.4.1 การวิเคราะห์และแก้ไขปัญหาการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนที่ สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน จะมุ่งเน้นที่การออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก เคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ การเคลื่อนที่ในแนวแกน y ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบ แนวแกน x มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และการหมุนรอบแนวแกน z มุมหมุน ±30 มิลลิเรเดียน 1.4.2 การออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติ จะมุ่งเน้นที่ระบบควบคุมทำให้ตัว แท่นรองรับแม่เหล็กเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้ 3 องศาอิสระ ตามค่าพิกัดที่กำหนดไว้ ทั้งแบบตามรอย แนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาต์พุต การเคลื่อนไหวมีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ

1.5 ประโยชน์ที่คาดว่าจะได้รับ

1.5.1 ได้เครื่องต้นแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่เคลื่อนใหวอัตโนมัติได้ 3 องสาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ที่ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x ที่ มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และการหมุนรอบแนวแกน z ที่มุมหมุน ±30 มิลลิเรเดียน ระบบ แท่น รองรับแม่เหล็กสามารถเคลื่อนใหวอัตโนมัติได้ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงค่า เอาต์พุต การเคลื่อนใหวมีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ เพื่อนำไปประยุกต์ใช้ในการ ปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้

1.5.2 ได้เกิดพัฒนาการในเทกโนโลยีการสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กและ ระบบ กวบคุมอัตโนมัติ เพื่อนำไปประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนของเครื่อง กำเนิดแสงซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้

1.6 การจัดรูปเล่มวิทยานิพนธ์

วิทยานิพนธ์ฉบับนี้ประกอบด้วย 6 บทที่ และ 3 ภาคผนวก บทที่ 1 บทนำ กล่าวถึง ความสำคัญและที่มาของปัญหา วัตถุประสงค์ของการวิจัย ข้อสมมติทางวิสวกรรม ขอบเขตของการ วิจัย ประโยชน์ที่กาดว่าจะได้รับ และการจัดรูปเล่มวิทยานิพนธ์ บทอื่น ๆ มีเนื้อหาสรุปได้ดังนี้

บทที่ 2 กล่าวถึงปริทัศน์วรรณกรรมและงานวิจัยที่เกี่ยวข้อง เทคนิคการปรับตั้งแม่เหล็ก และท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ระบบควบคุมแบบดั้งเดิมที่อาศัย ฟังก์ชันถ่ายโอนและตัวควบคุมแบบพีไอดี ระบบควบคุมสมัยใหม่ที่อาศัยแบบจำลองปริภูมิสถานะ สภาพควบคุมได้และสภาพสังเกตได้ การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ การออกแบบตัวสังเกต สถานะ การทำให้เป็นเชิงเส้น ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว และเสถียรภาพของระบบ

บทที่ 3 กล่าวถึงการออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก การประมาณการหมุนให้ เป็นเชิงเส้น การหาสมการจลศาสตร์ผกผัน การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของ ระบบขับเร้า การจำลองสถานการณ์การคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดขนาด และมิติโครงสร้าง การจัดสร้างชิ้นงานและประกอบติดตั้ง การทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของ ระบบขับเร้าและการเคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก บทที่ 4 กล่าวถึงการออกแบบระบบควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติ การวัดและ ระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์ที่วัดค่าไม่ได้ของระบบขับเร้า การออกแบบการควบคุมตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ และตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับ ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ (ลูปควบคุมด้านใน) การออกแบบการควบคุมการเคลื่อนใหว อัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กด้วยตัวควบคุมแบบอินทิกรัล (ลูปควบคุมด้านนอก) ทั้งการ เคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาต์พุต การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบ การจำลองสถานการณ์ และการตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้

บทที่ 5 กล่าวถึงการทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ ออกแบบและ จัดสร้างขึ้น การติดตั้งอุปกรณ์และต่อประสาน การเขียนโปรแกรมด้วย MATLAB/Simulink การทดสอบระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบพีไอและตัวควบคุมแบบ ป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ การทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของ ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ทั้งแบบตามรอยแนววิถือ้างอิงและแบบกงค่าเอาต์พุต

บทที่ 6 เป็นบทสรุปและข้อเ<mark>สน</mark>อแนะ

ภาคผนวก ก. โปรแกรมคำนวณตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 และโปรแกรมคำนวณ Heave, Pitch และ Roll ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

ภาคผนวก ข. อุปกรณ์เครื่องมือที่ใช้ในการประกอบติดตั้ง ภาคผนวก ค. บทความทางวิชาการที่ได้รับการตีพิมพ์เผยแพร่ในระหว่างศึกษา



บทที่ 2 ปริทัศน์วรรณกรรมและงานวิจัยที่เกี่ยวข้อง

2.1 บทนำ

บทนี้จะกล่าวถึงปริทัศน์วรรณกรรมที่เกี่ยวข้องกับระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยทั่วไป การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง มีการใช้เทคนิค ดังนี้ การปรับตั้งด้วยสลักเกลียวและน์อต การปรับตั้งด้วยแม่แรงลิ่ม และการปรับตั้งด้วยลูกเบี้ยว วงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง จากนั้นกล่าวถึงระบบควบคุมแบบดั้งเดิมที่อาศัยฟังก์ชันถ่ายโอนของ ระบบและตัวควบคุมแบบพีไอดี ระบบควบคุมสมัยใหม่ที่อาศัยแบบจำลองปริภูมิสถานะของระบบ สภาพควบคุมได้และสภาพสังเกตได้ของระบบพลวัต การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะด้วยวิธีวาง ตำแหน่งโพล การออกแบบตัวสังเกตสถานะ การทำให้เป็นเชิงเส้น ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว เสถียรภาพของระบบ และสรุป

2.2 ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กเป็นส่วนที่ใช้ติดตั้งแม่เหล็กชนิดต่าง ๆ และท่อลำเลียง อิเล็กตรอน ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมีความมั่นคงและแข็งแรง ไม่ควรเกิดการขืดตัวหรือหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีค่าน้อย และเทคนิกการปรับตั้งมีดังนี้ การปรับตั้งด้วยสลักเกลียวและนีอต การปรับตั้งด้วยแม่แรงลิ่ม และการปรับตั้งด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง

2.2.1 เทคนิคการปรับตั้งด้วยสลักเกลียวและน็อต

เครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน (องค์มหาชน) ที่มีวง กักเก็บอิเล็กตรอนขนาคพลังงาน 1.2 GeV เส้นรอบวงโคจร 83 เมตร มีการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA จำนวน 4 ชุด และมีค่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 41 nm-rad โดยตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กถูกยึดติดไว้กับพื้นของอาคาร ใช้การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ด้วยเทคนิควิธีของสลักเกลียวและนีอตแบบแยกอิสระกันทุกตัว เมื่อมีการดำเนินงานปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนใหม่ จะใช้ระยะเวลายาวนานปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนในวงกักเก็บอิเล็กตรอนใหม่ เป็นจำนวนมาก (Sanguansak, 2002 และ Srichan, 2012) โดยตัวแท่นรองรับแม่เหล็กในวงกักเก็บ

อิเล็กตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน ได้แสดงไว้ในรูปที่ 1.6 รูปที่ 1.10 และรูปที่ 1.11

SPring-8 ประเทศญี่ปุ่น ที่มีวงกักเก็บอิเล็กตรอนขนาคพลังงาน 8 GeV เส้นรอบวงโคจร 1,436 เมตร มีการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA จำนวน 48 ชุด และมีค่าอิมิตแตนซ์ของ ้ ลำอิเล็กตรอนประมาณ 3 nm-rad โดยที่ SPring-8 ตั้งอยู่บนพื้นที่ของหินแข็ง และระบบแท่นรองรับ แม่เหล็กมีการติดตั้งชุดแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมีความ ้มั่นคงและแข็งแรง การยึดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีค่าน้อย การปรับตั้งแม่เหล็กและ ้ท่อถำเถียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ใช้เทคนิคการปรับตั้งด้วยสลักเกลียว และนี้อต และกำหนดค่าการปรับตั้งให้อยู่ในช่วง ±0.05 มิลลิเมตร (Matsui, 1995 และ Tsumaki, 2002) โคยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ Spring-8 ประเทศญี่ปุ่น แสดงได้ดังรูปที่ 2.1



National Synchrotron Light Source II (NSLS-II) nd Brookhaven National Laboratory ประเทศสหรัฐอเมริกา ที่มีวงกักเก็บอิเล็กตรอนขนาคพลังงาน 3 GeV เส้นรอบวงโคจร 792 เมตร มีการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA จำนวน 30 ชุด และมีก่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 2 nm-rad โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กมีการติดตั้งชดแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ้ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมีความมั่นคงและแข็งแรง การยึดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีค่า ้น้อยมาก การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ใช้เทคนิคการปรับตั้งด้วยสลักเกลียวและน็อต และกำหนดค่าการปรับตั้งให้อยู่ในช่วง

±0.03 มิลลิเมตร (Sharma, 2011 และ Willeke, 2015) โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ NSLS-II ประเทศสหรัฐอเมริกา แสดงได้ดังรูปที่ 2.2



รูปที่ 2.2 ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ NSLS-II ประเทศสหรัฐอเมริกา

2.2.2 เทคนิคก<mark>ารปร</mark>ับตั้งด้วยแม่แรงลิ่ม

Advanced Photon Source (APS) ที่ประเทศสหรัฐอเมริกา ที่มีวงกักเก็บอิเล็กตรอน ขนาดพลังงาน 7 GeV เส้นรอบวงโคจร 1,104 เมตร และมีค่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 3 nm-rad โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กมีการติดตั้งชุดแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ตัว โครงสร้างแท่นรองรับมีความมั่นกงและแข็งแรง การยึดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีก่า น้อย ใช้เทคนิกการปรับตั้งด้วยแม่แรงลิ่มจำนวน 3 ชุด ร่วมกับสลักเกลียวและน็อต และกำหนดค่า การปรับตั้งให้อยู่ในช่วง ±0.2 มิลลิเมตร (Friedsam, 1993 และ Mangra, 2000) โดยระบบแท่น รองรับแม่เหล็กที่ APS ประเทศสหรัฐอเมริกา แสดงได้ดังรูปที่ 2.3

European Synchrotron Radiation Facility (ESRF) ประเทศฝรั่งเศส มีวงกักเก็บอิเล็กตรอน ขนาดพลังงาน 6 GeV เส้นรอบวงโคจร 844 เมตร และมีค่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 3.8 nm-rad โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กมีการติดตั้งชุดแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมีความมั่นคงและแข็งแรง การยืดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมี ค่าน้อย การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ใช้เทคนิคการปรับตั้งด้วยแม่แรงลิ่มที่มีมอเตอร์เป็นตัวขับเร้าจำนวน 3 ชุด และใช้การเขียนชุดกำสั่ง ควบคุมการขับเคลื่อน ร่วมกับสลักเกลียวและน็อต และกำหนดค่าการปรับตั้งให้อยู่ในช่วง ±0.2 มิลลิเมตร (Roux, 1989, Roux, 1993 และ Zhang, 2001) โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ ESRF ประเทศฝรั่งเศส แสดงได้ดังรูปที่ 2.4



รูปที่ 2.3 ระบบ<mark>แท่น</mark>รองรับแม่เหล็กที่ APS ประเทศสหรัฐอเมริกา



รูปที่ 2.4 ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ ESRF ประเทศฝรั่งเศส

2.2.3 เทคนิคการปรับตั้งด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง

Swiss Light Source (SLS) ประเทศสวิตเซอร์แลนด์ ที่มีวงกักเก็บอิเล็กตรอนขนาด พลังงาน 2.4 GeV เส้นรอบวงโคงร 288 เมตร มีการจัคเรียงชุดแม่เหล็กแบบ TBA (triple bend achromats) จำนวน 12 ชุด และมีก่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 4 nm-rad โดยระบบแท่น รองรับแม่เหล็กมีการติดตั้งชุดแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมี ้ความมั่นคงและแข็งแรง การยึดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีค่าน้อยมาก การปรับตั้ง แม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ใช้เทคนิคการปรับตั้งด้วย ้ลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง ซึ่งเป็นเทคนิคที่ถูกพัฒนาขึ้น โดย Stanford Linear Accelerator Center, SLAC (Bowden, 1995) ร่วมกับสลัก<mark>เกล</mark>ียวและน็อต ตัวแท่นรองรับถูกขับเกลื่อนด้วยระบบ ้ขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์<mark>กลาง ที่</mark>ประกอบด้วยมอเตอร์ เฟืองตัวหนอน เฟืองเพลน ้เนตตารี่ ลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กล<mark>า</mark>ง และตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ในการควบคุม การเคลื่อนใหวของตัวแท่นรองรับแม่เห<mark>ล</mark>ึก ใช้กา<mark>ร</mark>เขียนชุดคำสั่งควบคุมที่มีความสัมพันธ์ระหว่าง ้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของลูกเบี้ย<mark>ววง</mark>กลมแบบ<mark>เยื้อ</mark>งศูนย์กลางจำนวน 5 ชุด กับการหมุน Pitch, Yaw และ Roll และการเลื่อนที่ Sway และ Heave ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก (Axyz software และ IDL software) ซึ่งการเขียนชุดค<mark>ำสั่</mark>งควบคุมต้องอาศัย<mark>ทั้งป</mark>ระสบการณ์และความชำนาญสูง และ กำหนดค่าการปรับตั้งให้อยู่ใ<mark>น</mark>ช่วง ±0.05 มิลลิเมตร (Streun, 2000, Zelenika, 2001 และ Wei, 2002) โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ SLS ประเทศสวิตเซอร์แลนด์ แสดงได้ดังรูปที่ 2.5



รูปที่ 2.5 ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ SLS ประเทศสวิตเซอร์แลนด์

Diamond Light Source (DIAMOND) ประเทศอังกฤษ ที่มีวงกักเก็บอิเล็กตรอนขนาด พลังงาน 3 GeV เส้นรอบวงโคจร 561.6 เมตร มีการจัดเรียงชุดแม่เหล็กแบบ DBA จำนวน 24 ชุด และมีค่าอิมิตแตนซ์ของลำอิเล็กตรอนประมาณ 2.8 nm-rad โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กมีการ ติดตั้งชุดแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมีความมั่นคงและแข็งแรง การยึดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีค่าน้อยมาก การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียง อิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง ใช้เทคนิคการปรับตั้งเช่นเดียวกันกับที่ SLS ประเทศสวิตเซอร์แลนด์ และกำหนดค่าการปรับตั้งให้อยู่ในช่วง ±0.04 มิลลิเมตร (Martin, 2006 และ Wilson, 2006)

PETRA III ที่ Deutsches Elektronen-Synchrotron (DESY) ประเทศเยอรมัน ที่มีวงกักเก็บ อิเล็กตรอนขนาดพลังงาน 6 GeV เส้นรอบวงโคจร 2,304 เมตร และมีค่าอิมิตแตนซ์ของ ลำอิเล็กตรอนประมาณ 1 nm-rad โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กมีการติดตั้งชุดแม่เหล็กและ ท่อลำเลียงอิเล็กตรอนไว้ ตัวโครงสร้างแท่นรองรับมีความมั่นคงและแข็งแรง การยึดตัว การหดตัว และการเปลี่ยนรูปร่างมีค่าน้อยมาก การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับ และตำแหน่งที่ถูกต้อง ใช้เทคนิคการปรับตั้งเช่นเดียวกันกับที่ SLS ประเทศสวิตเซอร์แลนด์ และ DIAMOND ประเทศอังกฤษ (Balewski, 2008 และ Wanzenberg, 2015) โดยระบบแท่นรองรับ แม่เหล็กที่ PETRA III ประเทศเยอรมัน แสดงได้ดังรูปที่ 2.6

โดยสามารถสรุปเทคนิคการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อดำเอียงอิเล็กตรอนในวงกักเก็บ อิเล็กตรอนของเครื่องกำ<mark>เนิดแ</mark>สงซินโครตรอนที่มีใช้งาน แสดงได้ดังตารางที่ 2.1



รูปที่ 2.6 ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ PETRA III ประเทศเยอรมัน

ตารางที่ 2.1 เทคนิคการปรับตั้งแม่เหลี่กและท่อลำเลี่ยงอิเลี่กตรอนในวงกักเก็บอิเลี่กตรอนของเครื่องกำแนคแสงซินโตรตรอน

วงกักเก็บอิเล็กตรอน	ปี พ.ศ.	เทคนิคการที่ใช้ในการปรับตั้ง	ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก	ระบบควบคุมอัตโนมัติ	หมายเหตุ
Spring-8	2538	สลักเกลี่ยวและนี่อต	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ងរង	เวลาคำเนินงานนาน
SLRI	2545	ສ ລັກເກລີຍງແລະ	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้ง อิสระจากกันทุกตัว	ងរង	เวลาคำเนินงานนาน
II-STSN	2554	สลักเกลี่ยวและน <mark>ี่อ</mark> ต	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ងរដ	เวลาคำเนินงานนาน
APS	2543	แม่แรงลิ่ม สลักเกลีย <mark>วและน้อ</mark> ต	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ៀររៀ	เวลาดำเนินงานนาน
ESRF	2544	ແນ່ແรงลิ่มขับเร็าด้ว <mark>ยมอเตอร์</mark> ຜລັກເກຄື່ຍວແລະນີ <mark>່ວ</mark> ທ	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ชุดคำสั่งควบคุม	เวลาดำเนินงานนาน
SIS	2544	ลูกเปี้ยววงกลมแบบเยื่ <mark>อง</mark> ศูนย์กลางขับเว้าด้วยมอเตอร์ สลักเกลียวและน้อต	นม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ชุดคำสั่งควบคุม Axyz software และ IDL software	เวลาคำเนินงานสั้น
DIAMOND	2549	ลูกเปี้ยววงกลมแบบเชื้อง ศูนย์กลางขับเร้าค้วยมอเตอร์ สลักเกลียวและน้อต	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ใช้เทคนิคเดียวกันกับ SLS	เวลาคำเนินงานสั้น
PETRA III	2551	ตูกเปี้ยววงกลมแบบเยื้อง ศูนย์กลางขับเร้าค้วยมอเตอร์ สลักเกลียวและน้อต	แม่เหล็กและท่อลำเลียงติดตั้งอยู่ บนตัวแท่นรองรับ	ใช้เทคนิคเดียวกันกับ SLS	เวลาคำเนินงานสั้น

20

2.3 ระบบควบคุมแบบดั้งเดิม

ระบบควบคุมแบบคั้งเดิมเป็นการออกแบบและวิเคราะห์บนโคเมนความถี่ และอาศัย แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่อธิบายระบบพลวัตในรูปของฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบ การควบคุม จะไม่ได้ใช้ข้อมูลและรายละเอียดทางพลวัตภายในของระบบ ทั้งนี้ระบบควบคุมแบบคั้งเดิมจะ ใช้ได้คีกับระบบที่มีอินพุตเดียวและเอาต์พุตเดียว (single-input, single-output, SISO) และระบบที่ เป็นระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา (linear time-invariant, LTI)

2.3.1 การควบคุมแบบวงปิด

การควบคุมแบบวงเปิด (open-loop control) จะมีปัญหาด้านเสถียรภาพของระบบ เพราะไม่มีการป้อนกลับของสัญญาณทางด้านเอาต์พุต ซึ่งทำให้ระบบมีความไม่เหมาะสมต่อการ นำไปใช้งานหลายอย่าง เพราะฉะนั้นจะด้องออกแบบระบบควบคุมที่สามารถตรวจรู้ความ กลาดเคลื่อนหรือข้อผิดพลาดระหว่างเอาต์พุตกับอินพุตของระบบให้ได้ ดังนั้นจึงได้มีการคิดก้น การควบคุมแบบวงปิด (closed-loop control) หรือการควบคุมแบบป้อนกลับ (feedback control) ขึ้นมา เพื่อหลีกเลี่ยงปัญหาที่เกิดจากการควบคุมแบบวงเปิด โดยแผนภาพบล็อกโครงสร้างของ ระบบควบคุมแบบวงปิด arมารถแสดงได้ดังรูปที่ 2.7 จะเห็นได้ว่ามีการป้อนกลับแบบลบเพราะ สัญญาณจากตัวตรวจรู้ถูกนำไปหักล้างกับอินพุตอ้างอิง จากนั้นสัญญาณผิดพลาดถูกป้อนเข้าสู่ ตัวควบคุม ในส่วนตัวควบคุมจะสร้างสัญญาณควบคุมที่เหมาะสมสั่งให้ตัวขับเร้าทำงาน โดยที่ เอาต์พุตของตัวขับเร้าจะเป็นอินพุตให้กับระบบพลวัต แล้วทำการวัดก่าเอาต์พุตระบบแล้วป้อนกลับ เพื่อเปรียบเทียบกับอินพุตอ้างอิง เพื่อให้ค่าสัญญาณผิดพลาดมีก่าประมาณเท่ากับศูนย์



รูปที่ 2.7 แผนภาพบล็อกโครงสร้างของระบบควบคุมแบบวงปิด

การควบคุมแบบวงปิดเป็นหลักการพื้นฐานที่ใช้ในการควบคุมระบบพลวัต มีการใช้งานกัน อย่างกว้างขวางและแพร่หลาย เพราะมีความได้เปรียบเหนือกว่าระบบควบคุมแบบวงเปิด เช่น สามารถกำจัดการรบกวนจากภายนอกที่เข้ามาในระบบได้ การควบคุมลักษณะนี้จะทำให้ระบบมี สภาวะคงที่ได้และสามารถสร้างสมรรถนะของระบบได้สูงขึ้น ถึงแม้ว่าแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ จะมีตัวแปรที่มีความไม่แน่นอนรวมอยู่ด้วยก็ตาม ระบบที่ไม่มีเสถียรภาพโดยธรรมชาติอยู่แล้ว สามารถทำให้เกิดเสถียรภาพได้เมื่อมีการติดตั้งตัวควบคุมที่มีความเหมาะสม และทำให้ระบบมี กวามคงทนต่อการเปลี่ยนแปลงได้สูงขึ้น

พึงก์ชันถ่ายโอนของระบบเป็นแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่แสดงความสัมพันธ์ระหว่าง เอาต์พุดของระบบต่ออินพุดของระบบ โดยรายละเอียดย่อยทางพลวัดของระบบจะถูกรวมไว้ใน ดัวพึงก์ชันถ่ายโอน และภายใต้สมมุติฐานที่ว่าเงื่อนไขเริ่มต้นมีค่าเท่ากับสูนย์ ในการสร้างพึงก์ชัน ถ่ายโอนของระบบที่มีความสมเหตุสมผลกับระบบจริงมากที่สุดเป็นสิ่งที่มีความสำคัญมาก เพื่อนำไปใช้ในการวิเคราะห์หาระบบควบคุมที่เหมาะสมต่อไป จากรูปที่ 2.7 สามารถเขียนแผนภาพ บล็อกระบบควบคุมแบบวงปิดเมื่อพิจารณาการแปลงลาปลาสของพึงก์ชัน แสดงได้ดังรูปที่ 2.8 จะเห็นได้ว่า R(s) คืออินพุดอ้างอิง E(s) คือสัญญาณผิดพลาด $G_c(s)$ คือตัวควบคุม $U_c(s)$ คือ สัญญาณควบคุมตัวขับเร้า $G_A(s)$ คือตัวขับเร้า U(s) คือสัญญาณควบคุมระบบพลวัด G(s) คือ ระบบพลวัต $D_L(s)$ คือการรบกวนจากภายนอก Y(s) คือเอาต์พุดของระบบ และ H(s)คือ ดัวตรวจรู้เอาต์พุดของระบบ (Johnson, 2005)



รูปที่ 2.8 แผนภาพบล็อกระบบควบคุมแบบวงปิด

จากรูปที่ 2.8 สมการเอาต์พุตของระบบหาได้จากสมการที่ (2-1)

$$Y(s) = G(s)U(s) + D_L(s)$$
 (2-1)

เนื่องจาก $U(s) = G_A(s)U_C(s)$, $U_C(s) = G_C(s)E(s)$ และ E(s) = R(s) - H(s)Y(s) เมื่อแทน ค่าเหล่านี้ลงในสมการที่ (2-1) จะได้สมการเอาต์พุตของระบบดังนี้

$$Y(s) = G(s)G_{A}(s)G_{C}(s)(R(s) - H(s)Y(s)) + D_{L}(s)$$

= $\frac{G(s)G_{A}(s)G_{C}(s)R(s)}{1 + G(s)G_{A}(s)G_{C}(s)H(s)} + \frac{D_{L}(s)}{1 + G(s)G_{A}(s)G_{C}(s)H(s)}$ (2-2)

จากสมการที่ (2-2) ถ้าหากไม่พิจารณาการร<mark>บ</mark>กวนจากภายนอก *D_L(s*) หรือกำหนดให้มี ก่าประมาณเท่ากับศูนย์ เพราะฉะนั้นจ<mark>ะได้</mark>พึงก์ชันถ่ายโอนของระบบ ดังนี้

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G(s)G_A(s)G_C(s)}{1 + G(s)G_A(s)G_C(s)H(s)}$$
(2-3)

2.3.2 ตัวควบคุมแบบพี่ไอดี

ด้วกวบคุมแบบพีไอดี (PID controllers) ประกอบไปด้วย ด้วกวบคุมแบบสัดส่วน (proportional controller) โดยสัญญาณกวบคุมจะเป็นสัดส่วนโดยตรงกับค่าสัญญาณผิดพลาดที่เกิด จากผลต่างอินพุตอ้างอิงกับเอาต์พุตของระบบ ด้วกวบคุมแบบปริพันธ์ (integral controller) จะ ขึ้นอยู่กับค่าในอดีตไม่เหมือนกับตัวกวบคุมแบบสัดส่วนที่ขึ้นอยู่กับค่าปัจจุบัน ด้วกวบคุมแบบ ปริพันธ์ใช้เพื่อลดค่าความผิดพลาดในสกาวะอยู่ด้วและในขณะเดียวกันเสถียรภาพของระบบจะ ลดลง และการกวบคุมจะเป็นการเพิ่มอันดับให้กับระบบพลวัต ถ้าตัวกวบคุมแบบสัดส่วนใช้ร่วมกับ ตัวกวบคุมแบบปริพันธ์เราเรียกตัวกวบคุมแบบพีไอ (PI-controllers) ตัวกวบคุมแบบอนุพันธ์ (derivative controller) ปกติจะใช้ร่วมกับตัวกวบคุมแบบพีไอ (PI-controllers) ตัวกวบคุมแบบอนุพันธ์ เราเรียกตัวกวบคุมแบบฟิดี (PD-controllers) ด้วกวบคุมแบบอนุพันธ์จะช่วยเพิ่มค่าความหน่วง ให้กับระบบทำให้ระบบมีเสถียรภาพมากขึ้น ถ้าหากสัญญาณผิดพลาดนั้นมีสัญญาณการรบกวนมาก จะทำให้เอาต์พุตของระบบเกิดการกระเพื่อมก่อนข้างมาก ถ้าหากก่ากวามชันของสัญญาณมีการ เปลี่ยนแปลงมากจะทำให้ระบบไม่มีเสถียรภาพได้ ทั้งนี้ตัวกวบคุมแบบพีไอดีได้รับกวามนิยมเป็น อย่างสูงถูกนำมาใช้งานกันอย่างกว้างขวางและแพร่หลาย มีการใช้งานกันมาอย่างยาวนานและมี ความน่าเชื่อถือสูงในด้านของประสิทธิภาพ รวมทั้งแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของตัวกวบคุม แบบพี่ไอดีมีความเรียบง่ายต่อการนำไปใช้งาน โดยแผนภาพบล็อกโครงสร้างของตัวควบคุมแบบ พี่ไอดี สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 2.9 (Johnson, 2005 และ Ogata, 2010)



รูปที่ 2.9 แผนภา<mark>พบล</mark>็อกโครงส<mark>ร้าง</mark>ของตัวควบคุมแบบพีไอดี

้โดยแบบจำถองทางกณิตศาสต<mark>ร์</mark>ของตัวกวบคุมแบบพีไอดี แสดงได้ดังนี้

$$u(t) = K_P e(t) + K_I \int e(t)dt + K_D \frac{d}{dt}e(t)$$

(2-4)

- โดยที่ u(t)
- คือ สัญญ<mark>าณควบคุมที่ส่งเข้าสู่ตัวขับเร</mark>้า
- r(t) คือ สัญญาณอินพุตอ้างอิง
- y(t) คือ สัญญาณเอาต์พุตของระบบ
- e(t) คือ สัญญาณผิดพลาดระหว่างอินพุตอ้างอิงกับเอาต์พุตของระบบ
- $K_{P}e(t)$ คือ ตัวควบคุมแบบสัคส่วน
- $K_I \int e(t) dt$ คือ ตัวควบคุมแบบปริพันธ์
- $K_D \frac{d}{dt} e(t)$ คือ ตัวควบคุมแบบอนุพันธ์
- *K*_P คือ อัตราบยายของสัคส่วน
- *K*, คือ อัตราขยายของปริพันธ์
- *K*_D คือ อัตราขยายของอนุพันธ์

2.4 ระบบควบคุมสมัยใหม่

ระบบพลวัตโดยทั่วไปมีพฤติกรรมที่สามารถนำสมการอนุพันธ์มาใช้ในการอธิบายได้ ขณะเดียวกันสมการเชิงอนุพันธ์อันดับสูงก็สามารถลดอันดับเป็นสมการเชิงอนุพันธ์อันดับหนึ่งได้ ฉะนั้นจึงได้มีการนำเสนอวิธีการใหม่ในการวิเคราะห์และควบคุมระบบพลวัต โดยทำการวิเคราะห์ บนโดเมนเวลา และนำแบบจำลองปริภูมิสถานะ (state space model) ที่อยู่ในรูปของสมการอนุพันธ์ อันดับหนึ่งมาใช้งาน จากสมการปริภูมิสถานะสามารถสร้างแบบจำลองทางคณิตศาสตร์แบบหลาย อินพุตและหลายเอาต์พุตได้ (multi-input, multi-output, MIMO) ด้วยการกำหนดมิติของตัวแปร สถานะให้มีกวามเหมาะสมกับระบบพลวัตนั้น ๆ อีกทั้งยังสามารถใช้ได้ดีกับระบบที่มีอินพุตเดียว และเอาต์พุตเดียว รวมถึงระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นหรือแปรเปลี่ยนตามเวลาได้

2.4.1 แบบจำลองปริภูมิสถานะแ<mark>ละฟังก์</mark>ชันถ่ายโอน

การออกแบบและวิเคราะห์ด้วยแบบจำลองปริภูมิสถานะ ในการสร้างแบบจำลอง ทางคณิตศาสตร์ของระบบพลวัตหนึ่งในรูปของสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งจำนวน *n* สมการ หรือ เท่ากับจำนวนของตัวแปรสถานะ เมื่อพิจารณาระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา ดังแผนภาพ บล็อกที่แสดงไว้ในรูปที่ 2.10



รูปที่ 2.10 แผนภาพบล็อกระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา

จากรูปที่ 2.10 ระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลามีตัวแปรต่าง ๆ ดังนี้ ตัวแปรด้านอินพุตมีจำนวน r ตัวแปร คือ u₁,u₂,...,u_r ตัวแปรด้านเอาต์พุตมีจำนวน m ตัวแปร คือ y₁, y₂,..., y_m ตัวแปรสถานะมีจำนวน n ตัวแปร คือ x₁, x₂,...,x_n ระบบพลวัตนี้สามารถอธิบายได้ด้วยระบบสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งจำนวน n สมการ ได้ดังสมการที่ (2-5)

$$\dot{x}_{1} = a_{11}x_{1} + a_{12}x_{2} + \dots + a_{1n}x_{n} + b_{11}u_{1} + b_{12}u_{2} + \dots + b_{1r}u_{r}$$

$$\dot{x}_{2} = a_{21}x_{1} + a_{22}x_{2} + \dots + a_{2n}x_{n} + b_{21}u_{1} + b_{22}u_{2} + \dots + b_{2r}u_{r}$$

$$\vdots$$

$$\dot{x}_{n} = a_{n1}x_{1} + a_{n2}x_{2} + \dots + a_{nn}x_{n} + b_{n1}u_{1} + b_{n2}u_{2} + \dots + b_{nr}u_{r}$$
(2-5)

และระบบมีสมการค้านเอาต์พุตของระบบ ได้คังสมการที่ (2-6)

$$y_{1} = c_{11}x_{1} + c_{12}x_{2} + \dots + c_{1n}x_{n} + d_{11}u_{1} + d_{12}u_{2} + \dots + d_{1r}u_{r}$$

$$y_{2} = c_{21}x_{1} + c_{22}x_{2} + \dots + c_{2n}x_{n} + d_{21}u_{1} + d_{22}u_{2} + \dots + d_{2r}u_{r}$$

$$\vdots$$

$$y_{m} = c_{m1}x_{1} + c_{m2}x_{2} + \dots + c_{mn}x_{n} + d_{m1}u_{1} + d_{m2}u_{2} + \dots + d_{mr}u_{r}$$
(2-6)

จากสมการที่ (2-5) และสมการที่ (2-6) เราสามาร<mark>ถ</mark>เขียนให้อยู่ในรูปทั่วไปของสมการปริภูมิสถานะ ได้ดังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)$$
(2-7)

- โดยที่ $\mathbf{x}(t)$ คือ เวกเตอร์ตัวแปรสถานะ (state vector) มีอันดับ n
 - $\mathbf{u}(t)$ คือ เวกเตอร์ควบคุม (control vector) มีอันดับ r
 - $\mathbf{y}(t)$ คือ เวกเตอร์เอาต์พุต (output vector) มีอันดับ m
 - A 🦳 คือ เมทริกซ์ของตัวแปรสถานะ (state matrix) มีอันดับ $n \times n$
 - **B** คือ เมทริกซ์อินพุต (input matrix) มีอันดับ $n \times r$
 - \mathbf{C} คือ เมทริกซ์เอาต์พุต (output matrix) มีอันดับ $m \times n$
 - **D** คือ เมทริกซ์การส่งผ่าน (transmission matrix) มีอันดับ $m \times r$

จากสมการที่ (2-7) เมทริกซ์และเวกเตอร์ต่าง ๆ มีรูปแบบคังนี้

$$\mathbf{x}(t) = \begin{bmatrix} x_{1}(t) \\ x_{2}(t) \\ \vdots \\ x_{n}(t) \end{bmatrix}; \ \mathbf{u}(t) = \begin{bmatrix} u_{1}(t) \\ u_{2}(t) \\ \vdots \\ u_{r}(t) \end{bmatrix}; \ \mathbf{y}(t) = \begin{bmatrix} y_{1}(t) \\ y_{2}(t) \\ \vdots \\ y_{m}(t) \end{bmatrix}; \ \mathbf{A} = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \cdots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \cdots & a_{2n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & a_{n2} & \cdots & a_{nn} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} b_{11} & b_{12} & \cdots & b_{1r} \\ b_{21} & b_{22} & \cdots & b_{2r} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_{n1} & b_{n2} & \cdots & b_{nr} \end{bmatrix}; \mathbf{C} = \begin{bmatrix} c_{11} & c_{12} & \cdots & c_{1n} \\ c_{21} & c_{22} & \cdots & c_{2n} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ c_{m1} & c_{m2} & \cdots & c_{mn} \end{bmatrix}; \mathbf{D} = \begin{bmatrix} d_{11} & d_{12} & \cdots & d_{1r} \\ d_{21} & d_{22} & \cdots & d_{2r} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ d_{m1} & d_{m2} & \cdots & d_{mr} \end{bmatrix}$$

ระบบพลวัตหนึ่ง ๆ สามารถหาความสัมพันธ์ระหว่างพึงก์ถ่ายโอนและสมการปริภูมิ สถานะได้ ดังเช่น ถ้าหากทราบสมการปริภูมิสถานะจะสามารถหาพึงก์ถ่ายโอนของระบบได้ เมื่อเราพิจารณาระบบที่มีอินพุตเดียวและเอาค์พุตเดียว และมีสมการปริภูมิสถานะดังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t)$$

$$y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + Du(t)$$
(2-8)

ดำเนินการทำการแปลงลาปลาสให้กับสมการที่ (2-8) และกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้นของระบบเป็นศูนย์ $\mathbf{x}(0) = 0$ จะได้

$$\mathbf{X}(s) = (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B} U(s)$$
$$Y(s) = \mathbf{C} \mathbf{X}(s) + DU(s)$$

้จะได้สมการพึงก์ชันถ่ายโอนขอ<mark>งระบบที่มีอินพุตเดียวและ</mark>เอาต์<mark>พุตเ</mark>ดียว ดังนี้

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = G(s) = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} + D$$
(2-9)

เมื่อพิจารณาระบบพลวัตที่มีหลายอินพุตและหลายเอาต์พุตที่มีสมการปริภูมิสถานะ ดังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)$$
(2-10)

ดำเนินการแปลงลาปลาสให้กับสมการที่ (2-10) และกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้นของระบบเป็นศูนย์ **x**(0) = 0 จะได้สมการฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบพลวัตที่มีหลายอินพุตและหลายเอาต์พุต ดังนี้

$$\frac{\mathbf{Y}(s)}{\mathbf{U}(s)} = \mathbf{G}(s) = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} + \mathbf{D}$$
(2-11)

ถ้ำหากระบบพลวัตหนึ่ง ๆ มีฟังก์ชันถ่ายโอนดังนี้

C

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + b_{n-2}s^{n-2} + \dots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + a_{n-2}s^{n-2} + \dots + a_1s + a_0}$$
(2-12)

้โดยระบบพลวัตที่มีฟังก์ชันถ่ายโอนดังสมการที่ (2-12) จะมีสมการปริภูมิสถานะที่เขียนอยู่ใน รูปแบบบัญญัติควบคุมได้ (controllable canonical form) ได้ดังนี้

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_{1} \\ \dot{x}_{2} \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_{n} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_{0} & -a_{1} & -a_{2} & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1} \\ x_{n} \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_{n} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$(2-13)$$

$$y = \begin{bmatrix} b_{0} & b_{1} & \cdots & b_{n-2} & b_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1} \\ x_{2} \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_{n} \end{bmatrix}$$

และระบบพลวัตที่มีพึ<mark>่งก์ชัน</mark>ถ่ายโอนดังสมการที่ (2-12) จะ<mark>มีสม</mark>การปริภูมิสถานะที่เขียนอยู่ใน รูปแบบบัญญัติสังเกตได้ (observable canonical form) ได้ดังนี้ 10

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_{1} \\ \dot{x}_{2} \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_{n} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 0 & -a_{0} \\ 1 & 0 & \cdots & 0 & -a_{1} \\ 0 & 1 & \cdots & 0 & -a_{2} \\ \cdots & \cdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1} \\ x_{n-1} \\ x_{n} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_{0} \\ b_{1} \\ b_{2} \\ \vdots \\ b_{n-1} \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1} \\ x_{2} \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_{n} \end{bmatrix}$$
(2-14)

2.4.2 สภาพควบคุมได้และสภาพสังเกตได้

การออกแบบระบบควบคุมด้วยแบบจำลองปริภูมิสถานะให้กับระบบพลวัต ผู้ออกแบบมีความจำเป็นต้องทราบว่าระบบพลวัตนั้นสามารถควบคุมได้และสามารถสังเกตได้ หรือไม่ เพราะเป็นสิ่งที่มีความสำคัญมากก่อนที่จะลงมือทำการออกแบบระบบควบคุม ซึ่งควรต้อง ทราบว่าระบบพลวัตนั้นสามารถควบคุมได้และสามารถสังเกตได้เสียก่อน

สภาพควบคุมได้ (controllability)

ระบบพลวัตหนึ่งจะมีสภาพควบคุมได้ถ้ำหากสามารถสร้างสัญญาณควบคุมที่ไม่มีข้อจำกัด และทำให้ระบบพลวัตดังกล่าวย้ายจากสถานะเริ่มต้น **x**(t_o) ไปยังสถานะใด ๆ ได้ในช่วงเวลาที่ จำกัด เมื่อพิจารณาระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่<mark>ยน</mark>ตามเวลา ดังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

С.

โดยที่ **x**(t) คือ เวกเตอร์ตัวแปรสถานะ มีอันดับ *n* **u**(t) คือ เวกเตอร์ควบคุม มีอันดับ *r* **A** คือ เมทริกซ์ของตัวแปรสถานะ มีอันดับ *n×n* **B** คือ เมทริกซ์อินพุต มีอันดับ *n×r*

จากสมการที่ (2-15) ระบบพลวัตจะมีสภาพควบคุมได้อย่างสมบูรณ์ ก็ต่อเมื่อเมทริกซ์ M ที่มีอันดับ n×nr จะต้องมีค่าลำดับชั้น (rank) เท่ากับ n และเมทริกซ์ M แสดงได้ดังสมการที่ (2-16)

$$\mathbf{M} = \begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{A}\mathbf{B} & \mathbf{A}^{2}\mathbf{B} & \cdots & \mathbf{A}^{n-1}\mathbf{B} \end{bmatrix}$$
(2-16)

10

เมทริกซ์ M คือเมทริกซ์สภาพควบคุมได้ โดยระบบพลวัตจะมีสภาพควบคุมได้อย่าง สมบูรณ์มีเงื่อนไขว่าเมทริกซ์ M จะด้องมีลำดับชั้นเท่ากับจำนวนตัวแปรสถานะ ทั้งนี้ การ ตรวจสอบค่าลำดับชั้นทำได้ด้วยการหาค่ากำหนด (determinant) ของเมทริกซ์ M ถ้าค่ากำหนดมี ก่าไม่เท่ากับสูนย์ แสดงว่าค่าลำดับชั้นมีค่าเท่ากับจำนวนตัวแปรสถานะ จะทำให้ระบบพลวัต ดังกล่าวมีสภาพควบคุมได้อย่างสมบูรณ์

สภาพสังเกตได้ (observability)

ระบบพลวัตหนึ่งจะมีสภาพสังเกตได้ถ้ำหากสามารถกำหนดสถานะเริ่มต้น **x**(t₀) ได้จาก การสังเกตสัญญาณเอาต์พุตของระบบ **y**(t) ในช่วงเวลาที่จำกัด เมื่อเราพิจารณาระบบเชิงเส้นที่ไม่ แปรเปลี่ยนตามเวลา ดังนี้

(2-15)

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t) \tag{2-17}$$

โดยที่ $\mathbf{y}(t)$ คือ เวกเตอร์เอาต์พุต มีอันดับ m

- **C** คือ เมทริกซ์เอาต์พุต มีอันดับ *m×n*
- **D** คือ เมทริกซ์การส่งผ่าน มีอันดับ *m×r*

จากสมการที่ (2-17) ระบบพลวัตจะมีสภาพสภาพสังเกตได้อย่างสมบูรณ์ ก็ต่อเมื่อเมทริกซ์ **N** ที่มี อันดับ *nm×n* จะต้องมีก่าลำดับชั้นเท่ากับ *n* และเมทริกซิ์ **N** แสดงได้ดังสมการที่ (2-18)

$$\mathbf{N} = \begin{bmatrix} \mathbf{C} \\ \mathbf{C}\mathbf{A} \\ \mathbf{C}\mathbf{A}^2 \\ \vdots \\ \mathbf{C}\mathbf{A}^{n-1} \end{bmatrix}$$
(2-18)

เมทริกซ์ N คือเมทริกซ์สภาพสังเกตได้ โดยระบบพลวัตจะมีสภาพสังเกตได้อย่างสมบูรณ์ มีเงื่อนไขว่าเมทริกซ์ N จะต้องมีลำคับชั้นเท่ากับจำนวนตัวแปรสถานะ ถ้าค่ากำหนดของเมทริกซ์ N มีค่าไม่เท่ากับศูนย์ แสดงว่าค่าถำคับชั้นมีค่าเท่ากับจำนวนตัวแปรสถานะ จะทำให้ระบบพลวัต ดังกล่าวมีสภาพสังเกตได้อย่างสมบูรณ์ (Ogata, 2010 และ Richard, 2011)

2.4.3 การควบคุ<mark>มแบบป้อนกลับสถานะด้วยวิธีวา</mark>งตำแหน่งโพล

การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะค้วยวิธีวางตำแหน่งโพล (pole placement method) จะใช้ได้กับระบบที่มีสภาพควบคุมได้อย่างสมบูรณ์ ถ้าหากสามารถวัดค่าตัวแปรสถานะและทำการ ป้อนกลับสถานะได้ทั้งหมด จะสามารถวางตำแหน่งโพลวงปิดในตำแหน่งที่ต้องการได้ เมื่อ พิจารณาระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา และระบบมีอินพุตเดียวและเอาต์พุตเดียว ดังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t)$$

$$y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + Du(t)$$
(2-19)

โดยแผนภาพบล็อกการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 2.11 จะเห็นได้ว่ามี การป้อนกลับสถานะผ่านเมทริกซ์ **K** ไปยังสัญญาณควบคุม *u* โดยเมทริกซ์ **K** มีอันดับ 1×*n* เป็นเมทริกซ์อัตราขยายป้อนกลับสถานะ (state feedback gain matrix) เมื่อทำการปรับค่าอัตราขยาย ป้อนกลับสถานะให้มีความเหมาะสมแล้ว จะทำให้ตำแหน่งโพลวงปิดของระบบมีค่าตามตำแหน่งที่ กำหนดไว้ได้



รูปที่ 2.11 แผนภาพบ<mark>ล</mark>็อกการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

การออกแบบเมทริกซ์ **K** เพื่<mark>อว</mark>างตำแหน่<mark>งโพ</mark>ลวงปีดของระบบลงบนระนาบเชิงซ้อนตาม ก่าที่กำหนดไว้ โดยตำแหน่งโพลวงปีดจะเป็นอิสระจากอินพุตอ้างอิง *r* และสัญญาณควบคุม *น* แสดงได้ดังต่อไปนี้

$$u(t) = -\mathbf{K}\mathbf{x}(t) \tag{2-20}$$

เมื่อแทนค่าสมการที่ (2-20) ลงในสมการที่ (2-19) จะได้

C

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K})\mathbf{x}(t)$$
(2-21)

10

ระบบพลวัตที่มีการป้อนกลับสถานะคังในสมการที่ (2-21) จะมีสมการลักษณะเฉพาะไค้คังนี้

$$\left|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K}\right| = 0 \tag{2-22}$$

โดยรากของสมการลักษณะเฉพาะก็คือตำแหน่งโพลวงปิดของระบบนั่นเอง และถ้าหากต้องการ กำหนดตำแหน่งโพลวงปิดของระบบไว้ที่ – $\lambda_1, -\lambda_2, ..., -\lambda_n$ เพราะฉะนั้นระบบพลวัตดังกล่าวจะมี สมการลักษณะเฉพาะได้ดังนี้

$$(s + \lambda_1)(s + \lambda_2) \cdots (s + \lambda_n) = 0$$
(2-23)

เนื่องจากรากของสมการลักษณะเฉพาะในสมการที่ (2-22) คือตำแหน่งโพลวงปิดของ ระบบหลังจากที่ได้ทำการป้อนกลับสถานะผ่านเมทริกซ์ K แล้ว และรากของสมการ ลักษณะเฉพาะในสมการที่ (2-23) คือตำแหน่งโพลวงปิดของระบบที่ต้องการกำหนดไว้ เพราะฉะนั้นโพลวงปิดของระบบจะอยู่ที่ตำแหน่งที่กำหนดไว้ได้ต้องเป็นไปตามเงื่อนไขของ สมการที่ (2-24) เมื่อระบบพลวัตมีอันดับ *n* ≤ 3 การแทนค่าโดยตรงเพื่อหาค่าเมทริกซ์ K จะทำได้ ก่อนข้างง่าย ทั้งนี้ ระบบพลวัตจะต้องมีสภาพควบคุมได้อย่างสมบูรณ์เท่านั้น

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K}| = (s + \lambda_1)(s + \lambda_2)\cdots(s + \lambda_n)$$
(2-24)

นอกจากนี้ยังมีวิธีการหาค่าเมทริกซ์ **K** ที่นิยมใช้กันอย่างแพร่หลาย โดยการใช้สูตรของ แอกเคอร์มันน์ (Ackermann's formula) เมื่อพิจารณาสมการลักษณะเฉพาะดังสมการที่ (2-24)

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K}| = (s + \lambda_1)(s + \lambda_2)\cdots(s + \lambda_n) = s^n + d_{n-1}s^{n-1} + \cdots + d_1s + d_0$$

กำหนดให้ $\phi(s) = s^n + d_{n-1}s^{n-1} + \dots + d_1s + d_0$ เพราะฉะนั้นเมทริกซ์ **K** หาได้จากสูตรของแอกเคอร์มันน์ (Ogata, 2010 และ Richard, 2011)

$$\mathbf{K} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{M}^{-1} \boldsymbol{\phi}(\mathbf{A})$$
(2-25)

โดยที่ **K** คือ เมทริกซ์ค่าอัตราขยายป้อนกลับสถานะ

$$\mathbf{M}^{-1}$$
 คือ อินเวิร์สของเมทริกซ์สภาพควบคุมได้
 $\phi(\mathbf{A}) = \mathbf{A}^n + d_{n-1}\mathbf{A}^{n-1} + \dots + d_1\mathbf{A} + d_0\mathbf{I}$

2.4.4 การออกแบบตัวสังเกตสถานะ

การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะด้วยวิธีวางตำแหน่งโพล และใช้การป้อนกลับ สถานะผ่านก่าอัตรางขายป้อนกลับสถานะที่เหมาะสม โดยทั่วไปจะใช้ได้กับระบบที่สามารถ ตรวจวัดก่าตัวแปรสถานะได้ทุกตัว แต่ในบางกรณีไม่สามารถตรวจวัดก่าตัวแปรสถานะได้อัน เนื่องจากตัวแปรไม่ใช่ปริมาณทางกายภาพ หรือไม่ต้องการตรวจวัดก่าตัวแปรสถานะ เพราะเป็นการ สิ้นเปลืองก่าใช้จ่ายในการจัดซื้อตัวตรวจรู้และลดก่าใช้จ่ายในการบำรุงรักษา เพราะฉะนั้นจึงได้นำ วิธีการประมาณก่าตัวแปรสถานะเข้ามาช่วย โดยวิธีการประมาณก่าตัวแปรสถานะจะเป็นการ ประมาณแบบจำลองทางกณิตศาสตร์ของระบบขึ้นมา เพื่อใช้ประมาณก่าตัวแปรสถานะให้ใกล้เกียง กับค่าจริงมากที่สุด จากนั้นทำการป้อนกลับผ่านค่าอัตราขยายป้อนกลับสถานะ เราเรียกวิธีการ ประมาณค่าตัวแปรสถานะนี้ว่า ตัวสังเกตสถานะ (state observer) ในกรณีที่ประมาณค่าตัวแปร สถานะทุกตัว เราเรียกตัวสังเกตนี้ว่า ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ (full-order state observer) เมื่อพิจารณาระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลาและมีอินพุตเดียวและเอาต์พุตเดียว

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t)$$

$$y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t)$$
(2-26)

แบบจำลองของตัวสังเกตจะใช้ $\tilde{\mathbf{x}}(t)$ เป็นค<mark>่าป</mark>ระมาณของเวกเตอร์สถานะ $\mathbf{x}(t)$ โดยสมการของ ตัวสังเกตจะเขียนได้ดังต่อไปนี้

$$\dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = \mathbf{A}\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{B}u(t)$$

$$\tilde{y}(t) = \mathbf{C}\tilde{\mathbf{x}}(t)$$
(2-27)

เมื่อนำสมการที่ (2-27) ลบออกจา<mark>กส</mark>มการที่ (2-26) จะได้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) - \dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = \mathbf{A} \left(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t) \right)$$

$$y(t) - \tilde{y}(t) = \mathbf{C} \left(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t) \right)$$
(2-28)

เมื่อตัวสังเกตถูกออกแบบไว้เป็นอย่างดีแล้วค่าแตกต่างของเวกเตอร์ตัวแปรสถานะ $\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t)$ จะมีก่าเข้าใกล้สูนย์ และผลตอบสนองชั่วครู่ของตัวสังเกตจะใช้เวลาเช่นเดียวกันกับ ระบบจริง การออกแบบตัวสังเกตจะอยู่บนพื้นฐานของระบบพลวัตจริง โดยจะเพิ่มพจน์ก่าผิดพลาด การประมาณก่า (estimation error) เข้าไปชดเชยความไม่ถูกต้องของเมทริกซ์ A และ B ทั้งนี้ ก่าผิดพลาดการประมาณก่าเป็นผลต่างระหว่างเอาต์พุตของระบบที่ได้จากการวัด y(t) กับเอาต์พุต ของระบบที่ได้จากการประมาณก่า $\tilde{y}(t)$ แล้วทำการป้อนกลับผ่านเมทริกซ์ก่าอัตราขยายตัวสังเกต L (observer gain matrix) โดยแผนภาพบล็อกการกวบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกต สถานะแบบเต็มอันดับ แสดงได้ดังรูปที่ 2.12 จะเห็นได้ว่าก่าแตกต่างระหว่างเอาต์พุตทั้งสอง $y(t) - \tilde{y}(t)$ จะถูกป้อนกลับผ่านเมทริกซ์ L และเมื่อดำเนินการออกแบบเมทริกซ์ L ที่มีความ ถูกต้องและเหมาะสมแล้ว จะทำให้ผลตอบสนองชั่วครู่ของตัวสังเกตมีความรวดเร็วกว่า ผลตอบสนองชั่วครู่ของระบบพลวัตจริงได้



รูปที่ 2.12 แผนภาพบล<mark>ีอ</mark>กการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับ ตัวสั<mark>งเกต</mark>สถานะแบบเต็มอันดับ

จากรูปที่ 2.12 สามารถเขี<mark>ยน</mark>สมการของตัวสังเกตได้ดังนี้

$$\dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = \mathbf{A}\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{B}\boldsymbol{u}(t) + \mathbf{L}\left(\mathbf{C}\mathbf{x}(t) - \mathbf{C}\tilde{\mathbf{x}}(t)\right)$$
(2-29)

เมื่อนำสมการที่ (2-26) ลบออกด้วยสมการที่ (2-29) จะได้ การการที่ (2-26) ลบออกด้วยสมการที่ (2-29) จะได้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) - \dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t))$$
(2-30)

กำหนดให้ก่าผิดพลาดของเวกเตอร์สถานะเท่ากับ $\mathbf{e}(t) = \mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t)$ เพราะฉะนั้นสมการที่ (2-30) สามารถเขียนใหม่ได้เป็นสมการก่าผิดพลาด ดังนี้

$$\dot{\mathbf{e}}(t) = \left(\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C}\right)\mathbf{e}(t) \tag{2-31}$$

ถ้าเมทริกซ์ $\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C}$ มีเสถียรภาพหรือค่าเจาะจง (eigenvalue) ทั้งหมดมีส่วนจริงที่เป็นจำนวนลบ เวกเตอร์ $\mathbf{e}(t)$ จะมีค่าลดลงเข้าสู่สูนย์ และสมการลักษณะเฉพาะของตัวสังเกตจะหาได้ดังนี้

$$\left|s\mathbf{I} - (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\right| = 0 \tag{2-32}$$

โดยทั่วไปควรเลือกค่าเจาะจงของตัวสังเกตที่จะทำให้ผลตอบสนองชั่วครู่ของตัวสังเกตมีความ รวคเร็วกว่าผลตอบสนองชั่วครู่ของระบบพลวัตจริงประมาณ 10 เท่า หรือมากกว่า และถ้าหาก ต้องการกำหนดตำแหน่งก่าเจาะจงของตัวสังเกตไว้ที่ – μ_1 ,– μ_2 ,...,– μ_n เพราะฉะนั้นตัวสังเกตจะมี สมการลักษณะเฉพาะได้ดังนี้

$$(s + \mu_1)(s + \mu_2)\cdots(s + \mu_n) = 0$$
 (2-33)

เมทริกซ์ค่าอัตราขยายตัวสังเกต L จะสาม<mark>ารถหา</mark>ได้ดังนี้

$$\left|s\mathbf{I} - (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\right| = (s + \mu_1)(s + \mu_2)\cdots(s + \mu_n)$$
(2-34)

ดังนั้นระบบพลวัตที่จะสามารถใช้วิธีออกแบบตัวสังเกตได้ จะต้องมีสภาพสังเกตได้อย่างสมบูรณ์ เท่านั้น และสมการสถานะของตัวสังเกตจะแสดงได้ดังสมการที่ (2-35)

$$\dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{B}u(t) + \mathbf{L}y(t)$$
(2-35)

การออกแบบเมทริกซ์ **K** และเมทริกซ์ **L** ของการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับ ตัวสังเกตสถานะ จะใช้ทฤษฎีการแบ่งแยก (separation principle) ในการออกแบบเมทริกซ์ทีละตัว ด้วยวิธีวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบ แล้วจึงนำมาใช้งานร่วมกัน ถ้าหากระบบพลวัตมีอันดับ เท่ากับ *n* แล้ว ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับจะมีอันดับเท่ากับ *n* เช่นกัน และการควบคุมแบบ ป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ จะมีอันดับเท่ากับ 2*n*

การหาค่าอัตราขยายตัวสังเกตที่นิยมใช้กันอย่างแพร่หลาย โดยใช้สูตรของแอกเคอร์มันน์ เมื่อพิจารณาสมการลักษณะเฉพาะจะได้

$$|s\mathbf{I} - (\mathbf{A} - \mathbf{LC})| = (s + \mu_1)(s + \mu_2) \cdots (s + \mu_n) = s^n + d_{n-1}s^{n-1} + \cdots + d_1s + d_0$$

กำหนดให้ $\phi(s) = s^n + d_{n-1}s^{n-1} + \dots + d_1s + d_0$ เพราะฉะนั้นเมทริกซ์ **L** หาได้จากสูตรของแอกเคอร์มันน์ (Ogata, 2010 และ Richard, 2011)

$$\mathbf{L} = \phi(\mathbf{A}) \mathbf{N}^{-1} \begin{bmatrix} 0\\0\\\vdots\\0\\1 \end{bmatrix}$$

โดยที่
$$\mathbf{L}$$
 คือ เมทริกซ์ก่าอัตราขยายตัวสังเกต \mathbf{N}^{-1} คือ อินเวิร์สเมทริกซ์สภาพสังเกตได้ $\phi(\mathbf{A}) = \mathbf{A}^n + d_{n-1}\mathbf{A}^{n-1} + \dots + d_1\mathbf{A} + d_0\mathbf{I}$

2.5 การทำให้เป็นเชิงเส้น

ระบบทางวิศวกรรมทั่วไปโดยธรรมชาติแล้วจะเป็นระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้น (nonlinear system) แต่เราสามารถประมาณระบบนั้นให้เป็นระบบเชิงเส้นได้ (linear system) ในช่วงการทำงาน หนึ่ง ๆ โดยอาศัยอนุกรมเทย์เลอร์ (Tayor series) เข้าไปแทนพึงก์ชันที่ไม่เป็นเชิงเส้น การกระจาย ของอนุกรมเทย์เลอร์นั้นจะดำเนินการรอบจุดที่ระบบทำงาน โดยพจน์อันดับสูงจากการกระจายของ อนุกรมเทย์เลอร์จะสามารถถูกละทิ้งได้ เช่น กำหนดให้ f(x) เป็นพึงก์ชันที่ไม่เป็นเชิงเส้น และ กำลังทำงานอยู่ที่จุด x_0 เราสามารถใช้อนุกรมเทย์เลอร์เข้าไปแทนพึงก์ชันที่ไม่เป็นเชิงเส้นได้ดัง สมการที่ (2-37)

$$f(x) = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{f^{(n)}(x_0)}{n!} (x - x_0)^n$$

= $f(x_0) + f'(x_0)(x - x_0) + \frac{f''(x_0)}{2!} (x - x_0)^2 + \frac{f'''(x_0)}{3!} (x - x_0)^3 + \cdots$ (2-37)

จากสมการที่ (2-37) ถ้าค่า x มีค่าใกล้เคียงกันมากกับค่า x₀ จะทำให้ x – x₀ มีค่าน้อยมาก เพราะฉะนั้นสามารถละทิ้งพจน์ที่มีอันดับสูงกว่าหนึ่งได้ เนื่องจากค่าน้อยยกกำลังแล้วยิ่งได้ค่าที่ น้อยลงไปอีก ดังนั้นการประมาณฟังก์ชันที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้นจะได้ดังนี้

$$f(x) = f(x_0) + f'(x_0)(x - x_0)$$
(2-38)

เมื่อพิจารณาแผนภาพการแกว่งของลูกตุ้มนาฬิกาดังที่แสดงไว้ในรูปที่ 2.13 จะเห็นได้ว่าลูกตุ้ม นาฬิกามีมวลเท่ากับ m ติดอยู่ที่ปลายก้านความยาว l และก้านถูกยึดติดไว้ที่จุด O การแกว่งของ

(2-36)

ลูกตุ้มนาฬิกาจะมีความเฉื่อยรอบจุดหมุน $J=ml^2$ เพราะฉะนั้นจะได้แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ ของการแกว่งของลูกตุ้มนาฬิกา ดังนี้

$$ml^2\ddot{\theta}_p + b\dot{\theta}_p + mgl\sin\theta_p = T \tag{2-39}$$

จะเห็นได้ว่ามีพจน์ที่ไม่เป็นเชิงเส้นคือ *mgl* sin $heta_p$ โดยสามารถทำพจน์ที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็น เชิงเส้นได้ด้วยการกระจายอนุกรมเทย์เลอร์แทนที่พจน์ที่ไม่เป็นเชิงเส้น



รูปที่ 2.13 แผนภาพการแกว่งของลูกตุ้มนาพิกา

กำหนดให้ τ = mgl sin θ_p จากกวามสัมพันธ์ของการประมาณพึงก์ชันที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็น เชิงเส้น ดังสมการที่ (2-40) เมื่อพิจารณาก่ามุม θ_{p0} ให้เป็นจุดทำงาน เพราะฉะนั้นการประมาณพจน์ ที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้นจะได้ดังนี้

$$\tau = mgl\sin\theta_{P0} + \frac{d}{d\theta_{P0}}mgl\sin\theta_{P0}\left(\theta_P - \theta_{P0}\right)$$

= $mgl\sin\theta_{P0} + mgl\cos\theta_{P0}\left(\theta_P - \theta_{P0}\right)$ (2-40)

เมื่อพิจารณามุมการแกว่ง $heta_P$ ที่มีค่าน้อย ๆ และให้จุดทำงานที่ $heta_{P0}$ เป็นตำแหน่งก่ามุม 0 เรเดียน จากสมการที่ (2-40) จะได้การประมาณพจน์ที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้น ดังนี้

$$\tau = mgl\theta_p \tag{2-41}$$

้ดังนั้น จะได้แบบจำลองทางคณิตศาสตร์การแกว่งของลูกตุ้มนาฬิกาที่เป็นเชิงเส้น ดังนี้

$$ml^2\ddot{\theta}_P + b\dot{\theta}_P + mgl\theta_P = T \tag{2-42}$$

จากสมการที่ (2-39) เป็นสมการไม่เชิงเส้น และสมการที่ (2-42) เป็นสมการเชิงเส้น จะเห็น ได้ว่าเมื่อพิจารณาการแกว่งของลูกตุ้มนาฬิกาที่ก่ามุมน้อย ๆ จะสามารถประมาณพจน์ที่ไม่เป็น เชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้นได้ด้วยอนุกรมเทย์เลอร์ หรือใช้อนุกรมเทย์เลอร์ประมาณก่ามุมน้อย ๆ ให้เป็น เชิงเส้นใด้ ดังเช่น sin θ_p ≈ θ_p ขณะเดียวกันก็ใช้อนุกรมเทย์เลอร์ประมาณก่ามุมน้อย ๆ cos θ_p ≈ 1 ได้เช่นเดียวกัน (สุจิตจร, 2546, แสงวีระพันธุ์ศิริ, 2556 และ Norman, 2011)

2.6 ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว

พิจารณาแผนภาพบล็อกการควบคุมแบบป้อนกลับ ดังที่แสดงในรูปที่ 2.14 จะเห็นได้ว่า ก่าผิดพลาด *E*(*s*) คือก่าแตกต่างระหว่างสัญญาณอินพุต *R*(*s*) กับเอาต์พุต *C*(*s*) โดยมีสัญญาณ ป้อนกลับ *H*(*s*) และระบบพลวัตมีฟังก์ชันถ่ายโอน *G*(*s*) เพราะฉะนั้นก่าผิดพลาดจะหาก่าได้จาก สมการที่ (2-43) ในกรณีที่ระบบมีการป้อนกลับแบบหนึ่งหน่วย จะได้สมการที่ (2-44)



รูปที่ 2.14 แผนภาพบล็อกการควบคุมแบบป้อนกลับ

และพิจารณาระบบควบคุมที่มีการป้อนกลับแบบหนึ่งหน่วย จะได้ค่าผิดพลาดดังนี้

$$E(s) = R(s) - C(s) = R(s) - G(s)E(s) = \frac{R(s)}{1 + G(s)}$$
(2-45)

การหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว (steady state error) ของระบบในโดเมนเวลาจะพิจารณาเมื่อเวลา เข้าสู่อนันต์ และการหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวในโดเมนความถี่เชิงซ้อน โดยใช้ทฤษฎีบท ค่าสุดท้าย (final value theorem) จากก่าผิดพลาดในสมการที่ 2-45 จะหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว ได้ดังนี้ (ชวัชชัย, 2545, Ogata, 2010 และ Richard, 2011)

$$e_{ss} = \lim_{t \to \infty} e(t) = \lim_{s \to 0} sE(s) = \lim_{s \to 0} \frac{sR(s)}{1 + G(s)}$$
(2-46)

การใช้ทฤษฎีบทค่าสุดท้ายเพื่อหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวของระบบนั้น โพลทั้งหมด ของฟังก์ชัน *E*(s) จะต้องอยู่ทางด้านซ้ายของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อนเท่านั้น ถ้าหากมี โพลอยู่ทางด้านขวาของแกนจินตภาพหรืออยู่บนแกนจินตภาพแล้ว จะไม่สามารถใช้ทฤษฎีบท ค่าสุดท้ายเพื่อหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวได้ อันเนื่องจากระบบดังกล่าวไม่มีเสถียรภาพอยู่แล้ว

พิจารณาฟังก์ชันถ่ายโอนวงเปิดของระบบพลวัตที่อยู่ในรูปแบบดังสมการที่ (2-47) ค่า ตัวแปร N จะเป็นตัวกำหนดประเภทของระบบ (system type) และอันดับของระบบถูกกำหนดด้วย กำลังสูงสุดของตัวแปร s ในพนุนามตัวส่วนของฟังก์ชันถ่ายโอนนั้น

$$G(s) = \frac{K(s+z_1)(s+z_2)\cdots(s+z_m)}{s^N(s+p_1)(s+p_2)\cdots(s+p_n)}$$
(2-47)

100

จากสมการที่ (2-46) เมื่ออินพุตเป็นสัญญาณแบบขั้นหนึ่งหน่วย จะได้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว ดังต่อไปนี้

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} \frac{sR(s)}{1 + G(s)} = \lim_{s \to 0} \frac{1}{1 + G(s)} = \frac{1}{1 + G(0)}$$

้ กำหนดให้ก่ากงที่กวามผิดพลาดของตำแหน่ง (position error constant) คือ K_p ดังนี้

$$K_p = \lim_{s \to 0} G(s) = G(0)$$

้ดังนั้นจะได้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวเมื่ออินพุตเป็นสัญญาณแบบขั้นหนึ่งหน่วย ดังนี้

$$e_{ss} = \frac{1}{1 + K_p} \tag{2-48}$$

จากพึงก์ชันถ่ายโอนวงเปิดของระบบดังสมการที่ (2-47) กรณีระบบเป็นประเภทที่ 0 จะมีก่าความ ผิดพลาดของตำแหน่งเป็นก่ากงที่ก่าหนึ่ง ทำให้ได้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวเป็นก่ากงที่ ถ้าระบบ เป็นประเภทที่ 1 ขึ้นไป จะมีก่ากวามผิดพลาดของตำแหน่งเป็นก่าอนันต์ ทำให้ได้ก่าผิดพลาด ในสภาวะอยู่ตัวมีก่าประมาณเท่ากับศูนย์

จากสมการที่ (2-46) เมื่ออินพุตเป็นสัญญาณแบบลาคเอียงหนึ่งหน่วย จะได้ค่าผิดพลาด ในสภาวะอยู่ตัวดังต่อไปนี้

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} \frac{sR(s)}{1 + G(s)} = \lim_{s \to 0} \frac{1/s}{1 + G(s)} = \frac{1}{\lim_{s \to 0} sG(s)}$$

้ กำหนดให้ก่ากงที่กวามผิดพลาดของกวามเร็ว (velocity error constant) คือ $K_{\rm c}$ ดังนี้

$$K_{v} = \lim_{s \to 0} sG(s)$$

้ดังนั้นจะได้ก่าผิดพลาดใน<mark>สภาวะอยู่ตัวเมื่ออินพุดเป็นสัญญาณแบ</mark>บลาดเอียงหนึ่งหน่วย ดังนี้

$$e_{ss} = \frac{1}{K_{v}}$$
 \mathcal{O}_{v}

จากพึงก์ชันถ่ายโอนวงเปิดของระบบดังสมการที่ (2-47) กรณีระบบเป็นประเภทที่ 0 จะมีค่าความ ผิดพลาดของความเร็วเป็นสูนย์ ทำให้ได้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวเป็นค่าอนันต์ ถ้าระบบเป็น ประเภทที่ 1 จะมีค่าความผิดพลาดของความเร็วเป็นค่าคงที่ค่าหนึ่ง ทำให้ได้ค่าผิดพลาดในสภาวะ อยู่ตัวมีค่าคงที่ ถ้าระบบเป็นประเภทที่ 2 จิ้นไป จะมีค่าความผิดพลาดของความเร็วเป็นค่าอนันต์ ทำให้ได้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมีค่าประมาณเท่ากับสูนย์

จากสมการที่ (2-46) เมื่ออินพุตเป็นสัญญาณแบบพาราโบลาหนึ่งหน่วย ค่าผิดพลาดใน สภาวะอยู่ตัวจะได้ดังต่อไปนี้

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} \frac{sR(s)}{1 + G(s)} = \lim_{s \to 0} \frac{1/s^2}{1 + G(s)} = \frac{1}{\lim_{s \to 0} s^2 G(s)}$$

้ กำหนดให้ก่ากงที่กวามผิดพลาดของกวามเร่ง (accelerator error constant) คือ K_a ดังนี้

$$K_a = \lim_{s \to 0} s^2 G(s)$$

้ดังนั้นจะได้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวเมื่ออินพุตเป็นสัญญาณแบบพาราโบลาหนึ่งหน่วย ดังนี้

$$e_{ss} = \frac{1}{K_a} \tag{2-50}$$

จากพึงก์ชันถ่ายโอนวงเปิดของระบบดังสมการที่ (2-47) กรณีระบบเป็นประเภทที่ 0 หรือระบบเป็น ประเภทที่ 1 จะมีค่าความผิดพลาดของความเร่งเป็นสูนย์ ทำให้ได้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวเป็น ก่าอนันต์ ถ้าระบบเป็นประเภทที่ 2 จะมีค่าความผิดพลาดของความเร็วเป็นก่าคงที่ค่าหนึ่ง ทำให้ได้ ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมีก่าคงที่ ถ้าระบบเป็นประเภทที่ 3 ขึ้นไป จะมีค่าความผิดพลาดของ ความเร่งเป็นก่าอนันต์ ทำให้ได้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมีค่าประมาณเท่ากับสูนย์

นอกจากนี้ยังสา<mark>มารถหาก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวได้จาก</mark>พึงก์ชันถ่ายโอนวงปิดของระบบ และก่าผิดพลาดหาได้ดัง<mark>ต่อไปนี้</mark>

$$E(s) = R(s) - C(s) = R(s) - T(s)R(s) = R(s)(1 - T(s))$$
(2-51)

กำหนดให้ T(s) คือฟังก์ชันถ่ายโอนวงปิดของระบบ ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวจะมีก่าดังนี้

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} sE(s) = \lim_{s \to 0} sR(s) (1 - T(s))$$
(2-52)

เมื่อพิจารณาระบบป้อนกลับที่มีการรบกวนเข้ามาในระบบ ดังแผนภาพที่แสดงในรูปที่ 2.15 จะเห็น ได้ว่ามีการรบกวนเข้ามาในระบบคือ **D**(s) และมีผลทำให้เกิดค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวได้ เช่นเดียวกันกับสัญญาณอินพุตคือ **R**(s) และสัญญาณเอาต์พุตของระบบคือ**C**(s) มีก่าได้ดังนี้

$$C(s) = (G_1(s)E(s) + D(s))G_2(s)$$
(2-53)



รูปที่ 2.15 แผนภาพบล็อกระบบค<mark>ว</mark>บคุมแ<mark>บ</mark>บป้อนกลับที่มีการรบกวนเข้ามาในระบบ

เนื่องจาก E(s) = R(s) - H(s)C(s) เมื่อแทนในสมการที่ (2-45) จะได้ดังต่อไปนี้

$$C(s) = \frac{G_1(s)G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)}R(s) + \frac{G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)}D(s)$$
(2-54)

ในกรณีที่ระบบมีการป้อ<mark>นกล</mark>ับแบบหนึ่งหน่วยกือ H(s) = 1 ก่าผิดพลาดจะได้ดังนี้

$$E(s) = R(s) - C(s) = \left(1 - \frac{G_1(s)G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)}\right)R(s) - \frac{G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)}D(s)$$
(2-55)

การหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวของระบบที่มีสัญญาณอินพุตคือ *R*(s) และสัญญาณรบกวนเข้า มาในระบบคือ *D*(s) โดยใช้ทฤษฎีบทค่าสุดท้ายดังสมการที่ (2-46) จะได้ดังนี้

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} sE(s) = \lim_{s \to 0} s\left(1 - \frac{G_1(s)G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)}\right) R(s) - \lim_{s \to 0} s\frac{G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)} D(s)$$
(2-56)

2.7 เสถียรภาพของระบบ

การมีเสถียรภาพของระบบเป็นคุณสมบัติที่มีความสำคัญมาก เมื่อระบบควบคุมหนึ่งไม่มี เสถียรภาพแล้วก็ไม่อาจจะใช้ประโยชน์จากระบบควบคุมคังกล่าวได้ พิจารณาระบบเชิงเส้น ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา โดยระบบจะมีเสถียรภาพถ้าหากเอาต์พุตของระบบกลับคืนสู่สถานะสมคุล ได้หลังจากที่มีการรบกวนเกิดขึ้นในระบบ และระบบจะไม่มีเสถียรภาพถ้าหากเอาต์พุตของระบบ มีค่าเพิ่มขึ้นอย่างไม่มีขอบเขตจากสถานะสมคุล หรือมีลักษณะแกว่งตัวอยู่ตลอดเวลาหลังจากที่มี การรบกวนเกิดขึ้นในระบบ

การศึกษาเกี่ยวกับเสถียรภาพของระบบควบคุม จะทำการศึกษาว่าระบบควบคุมนั้นมี เสถียรภาพหรือไม่มีเสถียรภาพ เราเรียกว่าการศึกษาเสถียรภาพสัมบูรณ์ (absolute stability) และจะ ทำการศึกษาว่าระบบควบคุมนั้นมีเสถียรภาพมากหรือน้อยเพียงใด เราเรียกว่าการศึกษาเสถียรภาพ สัมพัทธ์ (relative stability) โดยแนวคิดเกี่ยวกับเสถียรภาพของระบบควบคุมมีอยู่หลายแบบด้วยกัน ขึ้นอยู่กับชนิดของระบบที่จะศึกษา ในหัวข้อนี้จะกล่าวถึงเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าและสัญญาณ ออกถูกจำกัดขอบเขต (bounded-input bounded-output stability, BIBO) และเสถียรภาพแบบ สัญญาณเข้าศูนย์ (zero-input stability)

2.7.1 เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าและสัญญาณ<mark>ออก</mark>ถูกจำกัดขอบเขต

เสถียรภาพแบบ BIBO มีเงื่อนไขในการศึกษาเกี่ยวกับเสถียรภาพของระบบที่ไม่มีค่า เริ่มต้นในการทำงาน จะพิจารณาว่าเมื่อมีสัญญาณเข้าซึ่งถูกจำกัดขอบเขตป้อนให้แก่ระบบแล้ว จะได้สัญญาณออกมีลักษณะเป็นอย่างไร โดยระบบควบคุมจะมีเสถียรภาพแบบ BIBO เมื่อทุก สัญญาณเข้าซึ่งถูกจำกัดขอบเขตทำให้สัญญาณออกที่ได้มีลักษณะที่ถูกจำกัดขอบเขตด้วย และ ในกรณีที่ระบบควบคุมมีสัญญาณเข้าบางสัญญาณซึ่งถูกจำกัดขอบเขตแต่ทำให้สัญญาณออกที่ได้ มีลักษณะไม่ถูกจำกัดขอบเขต ระบบดังกล่าวจะไม่มีเสถียรภาพแบบ BIBO ไปด้วย

เมื่อพิจารณาระบบควบคุมที่มีสัญญาณเข้า *u(t*) และมีสัญญาณออก *y(t)* แล้วระบบมี ผลตอบสนองต่อสัญญาณอิมพัลส์เป็น *h(t)* จากทฤษฎีบทการประสาน (convolution theorem) จะได้ดังต่อไปนี้

$$y(t) = \int_{0}^{\infty} u(t-\tau)h(\tau)d\tau$$
(2-57)

$$\left|y(t)\right| = \left|\int_{0}^{\infty} u(t-\tau)h(\tau)d\tau\right| \le \int_{0}^{\infty} \left|u(t-\tau)\right| \left|h(\tau)\right| d\tau$$
(2-58)

เมื่อสัญญาณเข้า u(t) ถูกจำกัดขอบเขตแล้ว ทำให้ $|u(t)| \le M_u < \infty$ จากสมการที่ (2-58) จะได้

$$\left|y(t)\right| \le M_u \int_0^\infty \left|h(\tau)\right| d\tau \tag{2-59}$$

และสัญญานออก y(t) จะถูกจำกัดขอบเขต ก็ต่อเมื่อ

$$\int_{0}^{\infty} \left| h(\tau) \right| d\tau \le M_h < \infty \tag{2-60}$$

เพราะฉะนั้นจากสมการที่ (2-59) จะได้ $|y(t)| \leq M_u M_h$ และเมื่อพิจารณาฟังก์ชันถ่ายโอน H(s)ที่เป็นผลจากการแปลงลาปลาสของผลตอบส<mark>นอ</mark>งต่อสัญญาณอิมพัลส์ h(t) ได้ดังนี้

$$H(s) = \int_{0}^{\infty} h(t)e^{-st}dt$$
$$|H(s)| = \left|\int_{0}^{\infty} h(t)e^{-st}dt\right| \le \int_{0}^{\infty} |h(t)| |e^{-st}|dt$$

เนื่องจาก $s = \rho \pm jw$ โดยที่ตัวแปร σ เป็นส่วนจริงในระนาบเชิงซ้อน และมีค่าเท่ากับโพลของ H(s) เพราะฉะนั้นจะได้

$$\infty \leq \int_{0}^{\infty} \left| h(t) \right| \left| e^{-\sigma t} \right| dt$$

ถ้าหากมีตำแหน่งของโพลบางค่าอยู่ด้านขวาของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อน หรืออยู่บนแกน จินตภาพในระนาบเชิงซ้อน ค่าของ σ จะมีค่ามากกว่าหรือเท่ากับศูนย์ เพราะฉะนั้น |e^{-σı}| จะมีค่า น้อยกว่าหรือเท่ากับหนึ่ง และจากสมการข้างบนจะทำให้

$$\infty \leq \int_{0}^{\infty} \left| h(t) \right| dt$$

ซึ่งผลที่ได้ดังกล่าวจะให้ความขัดแข้งกับเงื่อนไขเสถียรภาพแบบ BIBO ตามสมการที่ (2-59) ดังนั้น ระบบควบคุมจะมีเสถียรภาพแบบ BIBO ก็ต่อเมื่อรากทั้งหมดของสมการลักษณะเฉพาะต้องอยู่ ด้านซ้ายของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อนเท่านั้น ถ้ามีรากของสมการลักษณะเฉพาะบางค่า อยู่บนแกนจินตภาพหรืออยู่ด้านขวาของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อน ระบบดังกล่าวจะไม่มี เสถียรภาพแบบ BIBO

2.7.2 เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์

เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์มีเงื่อนไขในการศึกษาเสถียรภาพ โดยจะพิจารณาว่า เมื่อสัญญาณเข้ามีค่าเป็นศูนย์แล้ว สัญญาณออกของระบบจะเป็นผลมาจากเงื่อนไขเริ่มต้นเท่านั้น โดยระบบควบคุมจะมีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์ก็ต่อเมื่อผลตอบสนองของสัญญาณออกมีค่า เข้าสู่ศูนย์เมื่อเวลาผ่านไปจนเข้าสู่อนันต์ ถ้าผลตอบสนองต่อสัญญาณเข้าศูนย์มีค่าไม่เข้าสู่ศูนย์เมื่อ เวลาผ่านไปจนเข้าสู่อนันต์ ระบบคังกล่าวจะไม่มีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์ ซึ่งเสถียรภาพ แบบสัญญาณเข้าศูนย์เรียกได้อีกชื่อว่าเสถียรภาพเชิงเส้นกำกับ (asymptotic stability) เมื่อพิจารณา ระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลาและมีผลตอบสนองต่อสัญญาณเข้าศูนย์ คังนี้

$$y(t) = \sum_{i} A_{i} e^{s_{i}t} + \sum_{j} B_{j} t^{n} e^{s_{j}t}$$
(2-61)

โดยที่ A, และ B, เป็นสัมประสิทธิ์ที่มีค่าคงที่ s, เป็นรากของสมการลักษณะเฉพาะที่ไม่ซ้ำกัน s_j เป็นรากของสมการลักษณะเฉพาะที่ซ้ำกัน ระบบนี้จะมีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์เมื่อ

$$\lim_{t \to \infty} \left| y(t) \right| = 0 \tag{2-62}$$

จากสมการที่ (2-61) และสมการที่ (2-62) ระบบควบคุมจะมีเสถียรภาพแบบสัญญาณ เข้าศูนย์ เมื่อ s_i และ s_j ต้องมีค่าเป็นจำนวนลบ หรือรากทั้งหมดของสมการลักษณะเฉพาะต้องอยู่ ด้านซ้ายของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อนเท่านั้น ถ้ามีรากของสมการลักษณะเฉพาะบางค่าอยู่ บนแกนจินตภาพหรืออยู่ด้านขวาของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อน ระบบดังกล่าวจะไม่มี เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์ (ธวัชชัย, 2545)

2.8 สรุป

การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนให้อยู่ใน ระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง มีเทคนิคที่ใช้ในการปรับตั้ง ดังนี้ การปรับตั้งด้วยสลักเกลียวและน็อต ใช้งานมายาวนาน มีความเหมาะสมสำหรับโครงสร้างที่พื้นอาคารปฏิบัติการไม่เกิดการทรุดตัวและ เลื่อนตัว การดำเนินงานปรับตั้งในแต่ละครั้งใช้เวลานาน การปรับตั้งด้วยแม่แรงลิ่มร่วมกับ สลักเกลียวและน็อต มีการใช้งานมายาวนาน และใช้มอเตอร์เข้ามาช่วยขับเคลื่อนแม่แรงลิ่ม การดำเนินงานปรับตั้งในแต่ละครั้งใช้เวลานานเช่นกัน การปรับตั้งด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้อง ศูนย์กลาง มีการใช้งานมายาวนาน และใช้มอเตอร์เป็นตัวขับเคลื่อนลูกเบี้ยวให้เกิดการหมุน การควบคุมการหมุนและเลื่อนที่ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กใช้การเขียนโปรแกรมชุดคำสั่งควบคุม ซึ่งต้องอาศัยประสบการณ์และความชำนาญสูง ปัจจุบันมีเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่ใช้เทคนิค การปรับตั้งด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางอยู่หลายแห่ง เพราะการคำเนินงานปรับตั้งในแต่ ละครั้งใช้ระยะเวลาสั้น และได้ศึกษาเกี่ยวกับหลักการและวิธีการควบคุมเพื่อใช้ในงานวิจัย ดังนี้ ระบบควบคุมแบบดั้งเดิมที่อาศัยฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบ การใช้ตัวควบคุมแบบพีไอดี และระบบ ควบคุมสมัยใหม่ที่อาศัยแบบจำลองปริภูมิสถานะ สภาพควบคุมได้และสภาพสังเกตได้ของระบบ พลวัต การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะด้วยวิธีวางตำแหน่งโพล การออกแบบตัวสังเกตสถานะ เพื่อใช้ประมาณก่าตัวแปรสถานะ การทำฟังก์ชันที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้น การหาก่าผิดพลาด ในสภาวะอยู่ตัว เสถียรภาพของระบบควบคุมทั้งเสลียรภาพแบบสัญญาณเข้าและสัญญาณออก ถูกจำกัดขอบเขต และเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์

งานวิจัขวิทขานิพนธ์นี้จะคำเนินการออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มี กวามสามารถเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้ 3 องสาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบ แนวแกน x และการหมุนรอบแนวแกน z เพื่อใช้ประโยชน์ในการประยุกต์ใช้งานการปรับตั้ง แม่เหล็กและท่อถำเลียงอิเล็กตรอนของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสง ซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง การปรับตั้งจะใช้เทกนิคของถูกเบี้ยววงกลม แบบเยื้องศูนย์กลาง การควบคุมตำแหน่งที่ถูกต้อง การปรับตั้งจะใช้เทกนิคของถูกเบี้ยววงกลม แบบเยื้องศูนย์กลาง การควบคุมตำแหน่งที่ถูกต้อง การปรับตั้งจะใช้เทกนิคของถูกเบี้ยววงกลม แบบเยื้องศูนย์กลาง การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของถูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง (ถูปควบคุมด้านใน) จะใช้ตัวควบคุมแบบที่ไอที่อาศัยฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบพลวัต และ ตัวกวบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับที่อาศัยแบบจำลอง ปริภูมิสถานะของระบบพลวัต การกวบคุมการเกลื่อนไหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก จะใช้สมการจลนศาสตร์ผกผันเพื่อคำนวณตำแหน่งเชิงมุนการหมุนให้กับถูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้อง ศูนย์กลาง จะใช้ตัวกาบคุมแบบอินทิกรัล (ถูปควบคุมด้านอก) ทั้งนี้ ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กจะ สามารถเคลื่อนไหวได้ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงก่าเอาต์พุต โดยระบบควบคุม อัตโนมัติจะสามารถนำไปประยุกต์ใช้งานได้เมื่อระบบแท่นรองรับแม่เหล็กเพิ่มขีดความสามารถใน การเคลื่อนไหวมากขึ้น
บทที่ 3

การออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ

3.1 บทนำ

บทนี้จะกล่าวถึงการออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ทั้งการคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z โดยตัวแท่น รองรับแม่เหล็กจะได้รับการขับเคลื่อนด้วยระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด การออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็กด้วยการกำหนดมิติและขนาดของโครงสร้าง ระบบ การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ สมการจลนศาสตร์ และสมการจลนศาสตร์ผกผัน ของระบบ จำลองสถานการณ์การเคลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กที่สัมพันธ์กับมุมการหมุน ของระบบขับเร้า การออกแบบระบบขับเร้าด้วยการประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ โดยรวม โมเมนต์กวามเฉื่อยและสัมประสิทธ์กวามเสียดทานหนืดของมอเตอร์และชุดเฟืองเข้าด้วยกัน กำหนดให้ระบบขับเร้าสามารถรองรับน้ำหนักได้ประมาณ 100 กิโลกรัม การผลิตชิ้นงานจะ คำเนินการที่โรงเครื่องมือกลที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน การประกอบติดตั้งระบบขับเร้าและ ทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวตั้ง การประกอบติดตั้งระบบแท่นรองรับแม่เหล็กและทดสอบการ เกลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก และสรุป

3.2 การออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กเป็นส่วนที่ใช้รองรับการติดตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียง อิเล็กตรอน ตัวโครงสร้างของแท่นรองรับต้องมีความมั่นคงและแข็งแรง ไม่ควรเกิดการยืดตัว การหดตัว และเกิดการเปลี่ยนแปลงของรูปร่าง ระบบขับเร้าที่ใช้ขับเคลื่อนให้เกิดการเคลื่อนไหว ต้องสามารถรองรับน้ำหนักได้ทั้งตัวโครงสร้างของตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กและท่อลำเลียง อิเล็กตรอน การออกแบบจะกำหนดขนาดมิติของตัวโครงสร้างให้เหมาะสมกับเครื่องมือที่ใช้ ผลิตชิ้นงาน ทั้งนี้การเคลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจะใช้พิกัดการใช้งานจริง

10

3.2.1 มิติและขนาดของตัวโครงสร้าง

ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถเคลื่อนที่ได้ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ได้ ขณะที่การเคลื่อนที่ในแนวแกน x และแนวแกน z การหมุนรอบแนวแกน y จะ ประมาณให้มีค่าเท่ากับศูนย์ การออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหว ได้ 3 องศาอิสระ สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 3.1



รูปที่ 3.1 การออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ กำหนดให้ระยะการคลื่อนที่และมุมการหมุน ดังนี้

การเคลื่อนที่ในแนวแกน y ค่าระยะการเกลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x ค่ามุมการหมุน ±20 มิลลิเรเดียน การหมุนรอบแนวแกน z ค่ามุมการหมุน ±30 มิลลิเรเดียน

จากรูปที่ 3.1 จะเห็นได้ว่าตัวแท่นรองรับแม่เหล็กถูกขับเคลื่อนให้เกิดการเคลื่อนไหวได้ด้วย ระบบขับเร้าจำนวน 3 ชุด ตรงจุดกึ่งกลางบนตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจะติดตั้งตัวตรวจรู้ระยะ การเคลื่อนที่และมุมการหมุน การปรับตั้งฐานรองจะใช้ตัวปรับระดับจำนวน 3 ชุด เพื่อใช้สร้างการ รบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบ ด้วยการทำให้ฐานรองเกิดการทรุดตัวและเอียงตัวขึ้น ซึ่งเป็น การสร้างสถานการณ์คล้ายกับที่พื้นอาการเกิดการทรุดและเอียงตัว แบบแสดงรายละเอียดมิติและ ขนาดของตัวโครงสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก แสดงได้ดังรูปที่ 3.2



รูปที่ 3.2 แบบแสดงรายละเอียดมิติและขนาดของตัวโครงสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

จากรูปที่ 3.2 จะเห็นได้ว่ากำหนดให้จุด A เป็นจุดหมุนของแกนเพลาลูกเบี้ยว จุด B คือ จุดศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลมและอยู่ห่างจากจุด A เท่ากับ 5 มิลลิเมตร จุด C เป็นจุดสัมผัส ระหว่างลูกเบี้ยววงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยระบบขับเร้าที่ 1 และ 2 ติดตั้งค้านบวกของ แกน x มีค่ามุมในอุดมคติของแนวเยื้องศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลม α_1 และ α_2 เท่ากับ –135 องสา และมุมจุดสัมผัสในอุดมคติระหว่างลูกเบี้ยววงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก β_1 และ β_2 เท่ากับ 135 องสา ส่วนระบบขับเร้าที่ 3 ติดตั้งค้านลบของแกน x มีมุมในอุดมคติของแนวเยื้อง ศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลม α_3 เท่ากับ –45 องสา และมุมจุดสัมผัสในอุดมคติระหว่างลูกเบี้ยว วงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก β_3 เท่ากับ 45 องสา โดยออกแบบให้หน้าสัมผัสของตัวแท่น รองรับแม่เหล็กเอียงทำมุมไว้ 45 องสา ระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 จะสามารถหมุนด้วยค่ามุม α รอบแนวเยื้องศูนย์กลางในอุดมคติได้อยู่ในช่วง ±90 องสา รายละเอียดแสดงมิติและขนาดของตัว โกรงสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก แสดงได้ดังตารางที่ 3.1

รายอยุเอียว	ระบบ <mark>ขับเร</mark> ้าที่	ระบบขับเร้าที่	ระบบขับเร้าที่
1 10421004	1	2	3
ตำแหน่งจุดหมุนแกนเพลาในแนวแกน x m _x (มิถ <mark>ลิเม</mark> ตร)	254	254	-254
ตำแหน่งจุดหมุนแกน <mark>เพลาใ</mark> นแนวแกน y m _y (มิลลิเมตร)	-112	-112	-112
ตำแหน่งจุดหมุนแกนเพลาในแนวแกน z m _z (มิลลิเมตร)	-220	5 ²²⁰	0
ค่าเยื้องศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลม e (มิลลิเมตร)	5	5	5
รัศมีของลูกเบี้ยววงกลม r (มิลลิเมตร)	50	50	50
มุมในอุคมคติของแนวเยื้องศูนย์กลางของ ลูกเบี้ยววงกลม α (องศา)	-135	-135	-45
มุมสัมผัส ในอุคมคติระหว่างลูกเบี้ยววงกลม กับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก β (องศา)	135	135	45

ตารางที่ 3.1 แสดงรายละเอียดมิติและ<mark>ขน</mark>าดของตัว<mark>โคร</mark>งสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

3.2.2 แบบจำลองทางคณิตศาสตร์

ระบบแกนอ้างอิงที่ใช้อธิบายการเคลื่อนใหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก แสดงดังรูป ที่ 3.3 จะเห็นได้ว่าแนวแกน x มีทิศชี้ออกจากจุดศูนย์กลาง แนวแกน y มีทิศชี้ขึ้น และแนวแกน z มีทิศชี้ไปตามการเคลื่อนที่ของลำอิเล็กตรอน (electron beam) โดยการเคลื่อนที่ในแนวแกน x แนวแกน y และแนวแกน z เราเรียกว่า Sway (u), Heave (v) และ Surge (w) ตามลำดับ การ หมุนรอบแนวแกน x แนวแกน y และแนวแกน z เราเรียกว่า Pitch (θ), Yaw (ψ) และ Roll (ϕ) ตามลำดับ การอ้างอิงมุมหมุนให้ค่ามุมเป็นบวกเมื่อมีการหมุนตามเข็มนาฬิกา (Streun, 2000)



ยาลัยเทคโนโลยีลุร

้จากรูปที่ 3.3 การหมุนรอบแนวแกน x สามารถแสดงเมทริกซ์การหมุนได้ดังนี้

$$R_{x}(\theta) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos\theta & -\sin\theta \\ 0 & \sin\theta & \cos\theta \end{bmatrix}$$
(3-1)

การหมุนรอบแนวแกน y สามารถแสดงเมทริกซ์การหมุนได้ดังนี้

$$R_{y}(\psi) = \begin{bmatrix} \cos\psi & 0 & \sin\psi \\ 0 & 1 & 0 \\ -\sin\psi & 0 & \cos\psi \end{bmatrix}$$
(3-2)

และการหมุนรอบแนวแกน z สามารถแสดงเมทริกซ์การหมุนได้ดังนี้

$$R_{z}(\phi) = \begin{bmatrix} \cos\phi & -\sin\phi & 0\\ \sin\phi & \cos\phi & 0\\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(3-3)

เมื่อพิจารณาการหมุนรอบแนวแกนทั้งสาม โดยเริ่มต้นด้วยการหมุนรอบแนวแกน x จากนั้น หมุนรอบแนวแกน y และสุดท้ายหมุนรอบแนวแกน z จะสามารถแสดงเมทริกซ์การหมุนรอบ แนวแกนทั้งสามได้ดังนี้

$$R = R_z(\phi) R_y(\psi) R_x(\theta)$$

 $R = \begin{bmatrix} \cos\psi\cos\phi & \cos\phi\sin\theta\sin\psi - \cos\theta\sin\phi & \sin\theta\sin\phi + \cos\theta\cos\phi\sin\psi\\ \cos\psi\sin\phi & \cos\theta\cos\phi + \sin\theta\sin\psi\sin\phi & \cos\theta\sin\psi\sin\phi - \cos\phi\sin\theta\\ -\sin\psi & \cos\psi\sin\theta & \cos\theta\cos\psi \end{bmatrix}$ (3-4)

โดยที่	R	คือ <mark>เมทริกซ์การหมุนรอบแนวแกนทั้งสาม</mark>
	$R_{z}(\phi)$	คือ เมทริกซ์การหมุนรอบแนวแกน z
	$R_{y}(\psi)$	คือ เมทริกซ์การหมุนรอบแนวแกน y
	$R_{x}(\theta)$	คือ เมทริกซ์การหมุนรอบแนวแกน x

ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจะใช้ลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื่องศูนย์กลางเป็นตัวขับเคลื่อนให้เกิด การเคลื่อนที่และการหมุน จากรูปที่ 3.2 สามารถเขียนแผนภาพเก้าร่างตัวขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลม แบบเยื้องศูนย์กลางและตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ได้ดังในรูปที่ 3.4 จะเห็นได้ว่าลูกเบี้ยววงกลม จะหมุนในระนาบ xy ส่วนการหมุนในระนาบ yz มีค่าน้อยมากจะไม่นำมาพิจารณา กำหนดให้จุด A เป็นจุดหมุนของแกนเพลาลูกเบี้ยว จุด B คือจุดศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลม และลูกเบี้ยววงกลม สัมผัสกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็กที่จุด C โดยเวกเตอร์ *m* เริ่มต้นที่ตำแหน่งจุดอ้างอิง O ชี้ไปยัง จุด A เวกเตอร์ *e* เริ่มต้นที่จุด A ชี้ไปยังจุด B และเวกเตอร์ *rn* เริ่มต้นที่จุด B ชี้ไปยังจุดที่ลูกเบี้ยว วงกลมสัมผัสกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก



รูปที่ 3.4 แผนภาพเก้าร่างตัวขั<mark>บ</mark>เร้าด้วย<mark>ลู</mark>กเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางและ ตัวแท่นรองรับแม่<mark>เหล</mark>็ก

การใช้งานแท่นรองรับแม่เหล็กในวงกักเก็บอิเล็กตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน เราตรวจพบว่ามุมการหมุนของแท่นรองรับแม่เหล็กมีค่าน้อยมากอยู่ในระดับมิลลิเรเดียน หรือค่ามุม การหมุน $\theta, \psi, \phi << 1$ เรเดียน ดังนั้น จะสามารถประมาณการหมุนของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้นได้ ดังที่แสดงไว้ในหัวข้อที่ 2.5 โดยจะทำการประมาณพจน์ที่ไม่เป็น เชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้น มีดังนี้ sin $\theta \approx \theta$, cos $\theta \approx 1$, sin $\psi \approx \psi$, cos $\psi \approx 1$, sin $\phi \approx \phi$ และ cos $\phi \approx 1$ ดังนั้นเมทริกซ์การหมุนที่แสดงในสมการที่ (3-4) สามารถเขียนใหม่เป็นเมทริกซ์การ หมุนแบบเชิงเส้นได้ ดังนี้

$$R_{linear} = \begin{bmatrix} 1 & -\phi & \psi \\ \phi & 1 & -\theta \\ -\psi & \theta & 1 \end{bmatrix}$$
(3-5)

สำหรับการเกลื่อนที่ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กแบบเลื่อนที่แสดงได้ ดังนี้

$$\vec{t} = \begin{bmatrix} u \\ v \\ w \end{bmatrix}$$
(3-6)

เมื่อมีการเปลี่ยนแปลงตำแหน่งของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจากตำแหน่งเวกเตอร์ในอุดมคติ *x*ั ไปยังตำแหน่งเวกเตอร์ใหม่ *x*ี ที่ประกอบไปด้วยการหมุนและการเลื่อนที่ แสดงได้ดังนี้

$$\vec{x} = R_{linear}\vec{x}_o + \vec{t} \tag{3-7}$$

เมื่อแทนค่าสมการที่ (3-5) และสมการที่ (3-6) ลงในสมการที่ (3-7) จะได้เวกเตอร์การเปลี่ยนแปลง ตำแหน่งที่สัมพันธ์กับมุมการหมุนและการเลื่อนที่ ได้ดังนี้

$$\begin{bmatrix} x \\ y \\ z \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -\phi & \psi \\ \phi & 1 & -\theta \\ -\psi & \theta & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_o \\ y_o \\ z_o \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} u \\ v \\ w \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} x_o - \phi y_o + \psi z_o + u \\ y_o + \phi x_o - \theta z_o + v \\ z_o - \psi x_o + \theta y_o + w \end{bmatrix}$$
(3-8)

้จากรูปที่ 3.4 ลูกเบี้ยววงกลมหมุ<mark>นได้</mark>ในระนาบ xy เท่านั้<mark>น แล</mark>ะเวกเตอร์ *e* แสดงได้ดังนี้

$$\vec{e} = e \begin{bmatrix} \cos \alpha \\ \sin \alpha \\ 0 \end{bmatrix}$$
(3-9)

10

เวกเตอร์ *ที* เป็นเวกเตอร์แนวตั้งฉากกับหน้าสัมผัสของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดให้มุม *β*_o เป็นมุมจุดสัมผัสในอุดมคติระหว่างลูกเบี้ยววงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก และในทางอุดมคติ เวกเตอร์ *ที*_o แสดงได้ดังนี้

$$\vec{n}_o = \begin{bmatrix} \cos \beta_o \\ \sin \beta_o \\ 0 \end{bmatrix}$$
(3-10)

โดยที่ลูกเบี้ยววงกลมจะสัมผัสกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็กที่จุด C ทำให้ผลรวมของเวกเตอร์จาก จุดอ้างอิง O ถึงจุด C แสดงได้ดังนี้

$$\vec{c} = \vec{m} + \vec{e} + r\vec{n} \tag{3-11}$$

ขณะที่ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กยังไม่เกิดการหมุนและการเลื่อนที่ กำหนดให้เวกเตอร์ _sึ มีค่าเท่ากับ เวกเตอร์ _cึ แต่เมื่อไหร่ที่ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเกิดการหมุนและการเลื่อนที่ขึ้น ตำแหน่งของ ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจะเปลี่ยนไปทำให้เวกเตอร์ทั้งสองมีค่าไม่เท่ากัน _sึ ≠ c

เมื่อเราพิจารณาระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และการหมุนรอบแนวแกน z โดยกำหนดให้การเคลื่อนที่ในแนวแกน x การเคลื่อนที่ในแนวแกน z และการหมุนรอบแนวแกน y มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ เพราะฉะนั้นเมทริกซ์การหมุนแบบเชิงเส้นดังที่แสดงในสมการที่ (3-5) สามารถเขียนใหม่ได้ดังนี้

$$R_{linear} = \begin{bmatrix} 1 & -\phi & 0\\ \phi & 1 & -\theta\\ 0 & \theta & 1 \end{bmatrix}$$
(3-12)

เมื่อแทนสมการที่ (3-12) และสมการที่ (3-6) ล<mark>งใน</mark>สมการที่ (3-7) จะได้เวกเตอร์การเปลี่ยน ตำแหน่งที่สัมพันธ์กับการหมุนแ<mark>ละก</mark>ารเลื่อนที่ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ดังนี้

$$\begin{bmatrix} x \\ y \\ z \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -\phi & 0 \\ \phi & 1 & -\theta \\ 0 & \theta & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_o \\ y_o \\ z_o \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ v \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} x_o - \phi y_o \\ y_o + \phi x_o - \theta z_o + v \\ z_o + \theta y_o \end{bmatrix}$$
(3-13)

เมื่อตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเกิดการหมุนและการเลื่อนที่ขึ้น จะทำให้ผลรวมของเวกเตอร์จากจุด O ถึงจุดสัมผัสระหว่างลูกเบี้ยววงกลมกับตัวแท่นรองรับแม่เหล็กมีการเปลี่ยนแปลงไป ดังนี้

$$\left(\vec{c} - \vec{s}_o\right).\vec{n} = 0 \tag{3-14}$$

และเวกเตอร์ e สามารถเขียนใหม่เป็นเวกเตอร์ e, ดังนี้

$$\vec{e}_t = R_{linear}\vec{e} \tag{3-15}$$

เมื่อแทนค่าสมการที่ (3-12) และสมการที่ (3-9) ลงในสมการที่ (3-15) จะได้ดังนี้

$$\vec{e}_{t} = \begin{bmatrix} 1 & -\phi & 0 \\ \phi & 1 & -\theta \\ 0 & \theta & 1 \end{bmatrix} e \begin{bmatrix} \cos \alpha \\ \sin \alpha \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$= e \begin{bmatrix} \cos \alpha - \phi \sin \alpha \\ \phi \cos \alpha + \sin \alpha \\ \theta \sin \alpha \end{bmatrix}$$
(3-16)

และเมื่อแทนค่าสมการที่ (3-11) ลงในสมการ<mark>ที่</mark> (3-14) จะได้ดังนี้

$$\left(\vec{m} + \vec{e}_t + r\vec{n} - \vec{s}_o \right) . \vec{n} = 0$$

$$\vec{e}_t . \vec{n} = \vec{s}_o . \vec{n} - \vec{m} . \vec{n} - r$$
(3-17)

จากสมการที่ (3-17) ทำการคำนวณค่าทางฝั่งซ้ายของสมการ *lhs*. จะได้ดังนี้

$$lhs. = \vec{e}_{t}.\vec{n} = \vec{e}_{t}.\vec{n}_{o}$$

$$= e \begin{bmatrix} \cos \alpha - \phi \sin \alpha \\ \phi \cos \alpha + \sin \alpha \\ \theta \sin \alpha \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \cos \beta_{o} \\ \sin \beta_{o} \end{bmatrix}$$

$$= e \left((\cos \alpha \cos \beta_{o} + \sin \alpha \sin \beta_{o}) - (\phi \sin \alpha \cos \beta_{o} - \phi \cos \alpha \sin \beta_{o}) \right)$$
มพังก์ชันตรี โกณมิติ

การนิยามฟังก์ชันตรี โกณมิติ

$\sin\left(A\pm B\right)=\sin A$	$A\cos B\pm\cos A\sin B$	(2, 19)	
$\cos(A\pm B)=\cos$	$A\cos B \mp \sin A \sin B$	(3-18)	

เพราะฉะนั้นผลลัพธ์ทางฝั่งซ้ายของสมการที่ (3-17) จะได้ดังนี้

$$lhs. = e\left(\cos\left(\alpha - \beta_o\right) - \phi\sin\left(\alpha - \beta_o\right)\right)$$
(3-19)

จากสมการที่ (3-17) ทำการคำนวณค่าทางฝั่งขวาของสมการ *rhs*. จะได้ดังนี้

$$rhs. = \vec{s}_{o}.\vec{n} - \vec{m}.\vec{n} - r = (\vec{m}_{o} + \vec{e}_{o} + r\vec{n}).\vec{n}_{o} - \vec{m}.\vec{n} - r$$

$$= (\vec{m}_{o} - \vec{m}).\vec{n}_{o} + \vec{e}_{o}.\vec{n}_{o}$$

$$= \begin{bmatrix} -\phi m_{y} \\ \phi m_{x} - \theta m_{z} + v \\ \theta m_{y} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} \cos \beta_{o} \\ \sin \beta_{o} \\ 0 \end{bmatrix} + e \begin{bmatrix} \cos \alpha_{o} \\ \sin \alpha_{o} \\ 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} \cos \beta_{o} \\ \sin \beta_{o} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$= (-\phi m_{y}) \cos \beta_{o} + (\phi m_{x} - \theta m_{z} + v) \sin \beta_{o} + e (\cos \alpha_{o} \cos \beta_{o} + \sin \alpha_{o} \sin \beta_{o})$$

เพราะฉะนั้นผลลัพธ์ทางฝั่งขวาของสมการที่ (3-17) จะได้ดังนี้

$$rhs. = (-\phi m_y) \cos \beta_o + (\phi m_x - \theta m_z + v) \sin \beta_o + e(\cos(\alpha_o - \beta_o))$$
(3-20)

กำหนดให้ $e(\cos(\alpha_o - \beta_o)) = 0$ เนื่องจากค่ามุมการหมุน α_o และ β_o ตั้งฉากกัน เมื่อแทนค่า ผลลัพธ์ทางฝั่งซ้ายและผลลัพธ์ทางฝั่งบวาลงในสมการที่ (3-17) จะได้ดังนี้

$$\sin\beta_o v - m_z \sin\beta_o \theta + \left(m_x \sin\beta_o - m_y \cos\beta_o + e\sin(\alpha - \beta_o)\right)\phi = e\cos(\alpha - \beta_o)$$
(3-21)

จากสมการที่ (3-21) เมื่อระบบแท่นรองรับแม่เหล็กถูกขับเคลื่อนด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบ เยื้องศูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด เพราะฉะนั้นจะสามารถเขียนสมการจลนศาสตร์ (kinematics equation) ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ได้ดังสมการที่ (3-22)

$$\begin{bmatrix} \sin \beta_{o1} & -m_{z1} \sin \beta_{o1} & m_{x1} \sin \beta_{o1} - m_{y1} \cos \beta_{o1} + e \sin(\alpha_{1} - \beta_{o1}) \\ \sin \beta_{o2} & -m_{z2} \sin \beta_{o2} & m_{x2} \sin \beta_{o2} - m_{y2} \cos \beta_{o2} + e \sin(\alpha_{2} - \beta_{o2}) \\ \sin \beta_{o3} & -m_{z3} \sin \beta_{o3} & m_{x3} \sin \beta_{o3} - m_{y3} \cos \beta_{o3} + e \sin(\alpha_{3} - \beta_{o3}) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v \\ \theta \\ \phi \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e \cos(\alpha_{1} - \beta_{o1}) \\ e \cos(\alpha_{2} - \beta_{o2}) \\ e \cos(\alpha_{3} - \beta_{o3}) \end{bmatrix}$$
(3-22)

1 ...

3.2.3 สมการจลนศาสตร์ผกผัน

การควบคุมการเคลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กโดยใช้ระบบขับเร้าด้วยลูก เบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางเป็นตัวขับเคลื่อน มีความจำเป็นอย่างยิ่งที่จะต้องทราบค่าตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าคือ α₁, α₂ และ α₃ เพราะว่าการเคลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กมีความสัมพันธ์โดยตรงกับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนดังกล่าว เมื่อพิจารณาสมการที่ (3-19) จะเห็นได้ว่ามุมการหมุนของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กมีค่าน้อยมากในย่านมิลลิเรเดียนและค่ามุม หมุน φ <<1 เรเดียน โดยเราจะทำการประมาณกลับของการเป็นเชิงเส้นดังนี้ φ ≈ sin φ และ $1 pprox \cos \phi$ เพราะฉะนั้นสมการดังกล่าวสามารถเขียนใหม่ได้ดังนี้

$$lhs. = e\left(\cos\left(\alpha - \beta_{o}\right) - \phi\sin\left(\alpha - \beta_{o}\right)\right)$$

= $e\left(\cos\left(\alpha - \beta_{o}\right)\cos\phi - \sin\left(\alpha - \beta_{o}\right)\sin\phi\right)$ (3-23)

จากการนิยามฟังก์ชันตรี โกณมิติดังสมการที่ (3-18) จะได้ค่าทางฝั่งซ้ายของสมการ ดังนี้

$$lhs. = e\left(\cos\left(\alpha - \beta_o + \phi\right)\right) \tag{3-24}$$

เมื่อแทนสมการที่ (3-24) และสมการที่ (3-20) ลงในจากสมการที่ (3-17) แล้วจะได้ค่าตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าดังนี้

$$\alpha = \beta_o - \phi \pm \cos^{-1} \left(\frac{\left(-\phi m_y \right) \cos \beta_o + \left(\phi m_x - \theta m_z + v \right) \sin \beta_o}{e} \right)$$
(3-25)

เมื่อตัวแท่นรองรับแม่เหล็กได้รับการขับเคลื่อนด้วยระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบ เยื้องศูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด โดยสมการที่ (3-25) จะสามารถเขียนสมการจลนศาสตร์ผกผัน (inverse kinematics equation) ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กได้ ซึ่งสมการจลนศาสตร์ผกผัน เป็นสมการที่แสดงความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่และการหมุนของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าทั้งสาม เมื่อเรากำหนดค่าระยะการเคลื่อนที่และค่ามุม การหมุนของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กไว้ สมการจลนศาสตร์ผกผันจะคำนวณตำแหน่งเชิงมุม การหมุนที่ระบบขับเร้าทั้งสามจะต้องหมุนไป กำหนดให้สัญลักษณ์ p_1 และ p_2 มีค่าเท่ากับ +1 และ p_3 มีค่าเท่ากับ –1 เพื่อใช้บ่งบอกทิศทางการหมุนของระบบขับเร้า ดังนั้น สมการจลนศาสตร์ ผกผันของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ สามารถแสดงได้ดังสมการที่ (3-26)

$$\alpha_{1} = \beta_{o1} - \phi + p_{1} \left(\cos^{-1} \left(\frac{(-\phi m_{y1}) \cos \beta_{o1} + (\phi m_{x1} - \theta m_{z1} + v) \sin \beta_{o1}}{e} \right) - \pi \right) - \pi$$

$$\alpha_{2} = \beta_{o2} - \phi + p_{2} \left(\cos^{-1} \left(\frac{(-\phi m_{y2}) \cos \beta_{o2} + (\phi m_{x2} - \theta m_{z2} + v) \sin \beta_{o2}}{e} \right) - \pi \right) - \pi \quad (3-26)$$

$$\alpha_{3} = \beta_{o3} - \phi + p_{3} \left(\cos^{-1} \left(\frac{(-\phi m_{y3}) \cos \beta_{o3} + (\phi m_{x3} - \theta m_{z3} + v) \sin \beta_{o3}}{e} \right) - \pi \right) - \pi$$

จากสมการจลนศาสตร์ที่แสดงในสมการที่ (3-22) และข้อมูลพารามิเตอร์ต่าง ๆ ของ ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ดังที่แสดงไว้ในตารางที่ 3.1 ทำการจำลองสถานการณ์ การเคลื่อนใหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของ ระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 (angular position of actuator-1, 2,3) โดยผลการจำลองสถานการณ์ สามารถแสดงได้ดังกราฟรูปที่ 3.5 กราฟรูปที่ 3.6 และกราฟรูปที่ 3.7 ตามลำดับ



รูปที่ 3.5 กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) กับตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

จากกราฟรูปที่ 3.5 จะเห็นได้ว่าการเคลื่อนที่ในแนวแกน y มีพิกัดระยะการเคลื่อนที่ ±7.07 มิลลิเมตร ระบบขับเร้าที่ 1 และ 2 หมุนที่ค่ามุมเดียวกัน และมีทิสตรงกันข้ามกับระบบขับเร้าที่ 3 เช่น ถ้าต้องการให้เกิดการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ที่ก่า +6 มิลลิเมตร จะต้องหมุนระบบขับเร้าที่ 1 และ 2 ไปที่ก่าตำแหน่งเชิงมุม –195 องสา และต้องหมุนระบบขับเร้าที่ 3 ไปที่ก่าตำแหน่งเชิงมุม +15 องสา โดยที่ระยะการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ในช่วง ±6 มิลลิเมตร เราจะประมาณการเคลื่อนที่ ให้เป็นแบบเชิงเส้น



รูปที่ 3.6 กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการหมุ<mark>นรอ</mark>บแนวแกน x (Pitch) กับตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 3.7 กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) กับตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

จากกราฟรูปที่ 3.6 จะเห็นได้ว่าการหมุนรอบแนวแกน x มีพิกัดมุมการหมุน ±32.14 มิลลิเรเดียน ระบบขับเร้าที่ 1 กับระบบขับเร้าที่ 2 หมุนที่ก่ามุมเดียวกัน แต่มีทิศทางตรงข้ามกัน ส่วนระบบขับเร้าที่ 3 ไม่เกิดการหมุน เช่น ถ้าด้องการให้เกิดการหมุนรอบแนวแกน x ที่ก่า +20 มิลลิเรเดียน จะต้องหมุนระบบขับเร้าที่ 1 ไปที่ก่าตำแหน่งเชิงมุม –175 องศา และจะต้องหมุนระบบ ขับเร้าที่ 2 ไปที่ก่าตำแหน่งเชิงมุม –95 องศา โดยระบบขับเร้าที่ 3 ไม่มีการหมุน โดยที่มุมการหมุน ในช่วง ±20 มิลลิเรเดียน จะประมาณการหมุนให้เป็นแบบเชิงเส้น และจากกราฟรูปที่ 3.7 จะเห็นได้ ว่าการหมุนรอบแนวแกน z มีพิกัดมุมการหมุน ±49.79 มิลลิเรเดียน ระบบขับเร้าที่ 1 และ 2 หมุนที่ ก่ามุมเดียวกันและไปในทิศทางเดียวกันกับระบบขับเร้าที่ 3 เช่น ถ้าต้องการให้เกิดการหมุนรอบ แนวแกน z ที่ก่า +30 มิลลิเรเดียน จะต้องหมุนระบบขับเร้าที่ 1 และ 2 ไปที่ก่าตำแหน่งเชิงมุม –175 องศา และจะต้องหมุนระบบขับเร้าที่ 3 ไปที่ก่าตำแหน่งเชิงมุม –85 องศา โดยที่มุมการหมุนในช่วง ±30 มิลลิเรเดียน จะประมาณการหมุนให้เป็นแบบเชิงเส้น

จากสมการจลนศาสตร์ดังสมการที่ (3-22) และข้อมูลพารามิเตอร์ต่าง ๆ ดังที่แสดงไว้ใน ตารางที่ 3.1 ทำการจำลองสถานการณ์การเคลื่อนใหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสัมพันธ์ ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และการหมุนรอบแนวแกน z กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าแต่ละตัว โดยผลการจำลองสถานการณ์สามารถแสดง ได้ดังกราฟรูปที่ 3.8 กราฟรูปที่ 3.9 และกราฟรูปที่ 3.10 ตามลำดับ



รูปที่ 3.8 กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) การหมุนรอบแนว แกน x (Pitch) และแกน z (Roll) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนระบบขับเร้าที่ 1



รูปที่ 3.9 กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) การหมุนรอบแนว แกน x (Pitch) และแกน z (Roll) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนระบบขับเร้าที่ 2



รูปที่ 3.10 กราฟความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) การหมุนรอบแนว แกน x (Pitch) และแกน z (Roll) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนระบบขับเร้าที่ 3

จากกราฟรูปที่ 3.8 จะเห็นได้ว่าเมื่อระบบขับเร้าที่ 1 หมุนจากค่าตำแหน่งเชิงมุม –225 องศา ถึง –45 องศา จะเกิดการเคลื่อนที่ในแนวแกน y มีพิกัดการเคลื่อนที่ ±1.78 มิลลิเมตร เกิดการ หมุนรอบแนวแกน x มีพิกัดมุมการหมุน ±16.30 มิลลิเรเดียน และเกิดการหมุนรอบแนวแกน z มีพิกัดมุมการหมุน ±12.00 มิลลิเรเดียน จากกราฟรูปที่ 3.9 จะเห็นได้ว่าเมื่อระบบขับเร้าที่ 2 หมุนจากค่ามุม –225 องศา ถึง –45 องศา จะเกิดการเคลื่อนไหวในลักษณะคล้ายกันกับกรณีของ ระบบขับเร้าที่ 1 แต่มีทิศทางตรงข้ามกัน และจากกราฟรูปที่ 3.10 จะเห็นได้ว่าเมื่อระบบขับเร้าที่ 3 หมุนจากค่ามุม –135 องศา ถึง 45 องศา จะเกิดการเคลื่อนที่ในแนวแกน y มีพิกัดการเคลื่อนที่ ±3.62 มิลลิเมตร เกิดการหมุนรอบแนวแกน z มีพิกั<mark>ดมุ</mark>มการหมุน ±24.30 มิลลิเรเดียน

จากผลการจำลองสถานการณ์ทั้งสองกรณีจะเห็นได้ว่าการเกลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กมีความสัมพันธ์ที่เชื่อมโยงกันกับการหมุนของระบบขับเร้าทั้งสามชุด เพราะฉะนั้นระบบ แท่นรองรับแม่เหล็กจะใช้งานระบบขับเร้าทั้งสามชุดพร้อมกันเพื่อขับเกลื่อนให้ตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กเกลื่อนไหวไปสู่ตำแหน่งที่ต้องการได้

3.3 การออกแบบระบบขับ<mark>เร้า</mark>ด้วยลูกเบี้ยววงก<mark>ลม</mark>แบบเยื้องศูนย์กลาง

ระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางเป็นส่วนที่ใช้ขับเคลื่อนตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กให้เกิดการเคลื่อนไหว จะต้องมีความมั่นคงและแข็งแรงสามารถรองรับน้ำหนักได้ทั้งตัว แท่นรองรับ แม่เหล็กแล<mark>ะท่อ</mark>ลำเ<mark>ลียงอิเล็กตรอน การ</mark>หมุนจะต้องมีความละเอียดและแม่นยำสูง

3.3.1 มิติและข<mark>นาดของตัวโครงสร้า</mark>ง

ระบบขับเร้ามีโครงสร้างที่จะประกอบไปด้วยมอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงชนิดแม่เหล็ก ถาวร ใช้เป็นด้วขับเร้าให้เกิดการหมุน ซึ่งมอเตอร์ชนิดนี้มีการใช้งานอย่างกว้างขวางและแพร่หลาย และใช้ในการควบคุมคำแหน่งเชิงมุมการหมุนได้เป็นอย่างดี (Yang, 2009, Mannfeddin, 2010, Abd El Ghaffar, 2011 และ Beltran-Carbajal, 2014) ชุดเฟืองด้วหนอนใช้ส่งกำลังและใช้เพื่อหยุด การเคลื่อนไหวให้กับด้วแท่นรองรับแม่เหล็ก เนื่องจากเฟืองด้วหนอนมีคุณสมบัติการล็อกด้วเอง (Kapelevich, 2010) ชุดเฟืองเพลนเนตตารี่ใช้ส่งกำลัง (Schulze, 2010) ให้กับลูกเบี้ยววงกลมที่มี ขนาดเส้นผ่านสูนย์กลาง 100 มิลลิเมตร และมีก่าเยื้องสูนย์กลาง 5 มิลลิเมตร โดยลูกเบี้ยววงกลม จะเป็นดับขับเคลื่อนให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเกิดการเคลื่อนไหว ซึ่งค่าเยื้องสูนย์กลางเป็น ด้วกำหนดระยะการเคลื่อนไหวได้มากน้อยเพียงใด (Rothbart, 2004 และ Kemppinen, 2012) ใช้ ด้วประกบเพลาเชื่อมเฟืองเพลนเนตตารี่กับแกนเพลาหมุน และติดตั้งตัวตรวจรู้ดำแหน่งเชิงมุมการ หมุนที่ปลายแกนเพลา โดยที่ปลายแกนเพลาหมุนทั้งสองด้านดิดตั้งตลับลูกปืนรองรับไว้ และ ดำแหน่งแกนเพลาเยื้องสูนย์กลางติดตั้งตลับลูกปืนรองรับลูกเบี้ยววงกลม การออกแบบระบบขับเร้า ด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องสูนย์กลางติดตั้งตลับลูกปีนรองรับลูกเป็นรองรับลูกเป็มรางกลม การออกแบบระบบขับเร้า



รูปที่ 3.11 การออกแบบร<mark>ะบบ</mark>ขับเร้าค<mark>้วยลู</mark>กเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง

ระบบขับเร้าที่แสดงในรูปที่ 3.11 จำนวนสามชุดจะทำหน้าที่ขับเคลื่อนให้ตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กเกิดการเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ด้วยการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบ ขับเร้า การออกแบบตัวควบคุมให้กับระบบขับเร้าจะต้องอาศัยแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่ จะประมาณขึ้น และการหาค่าพารามิเตอร์ต่าง ๆ ของแบบจำลองทางคณิตศาสตร์จะใช้ทั้งการวัดค่า และการระบุเอกลักษณ์ให้กับพารามิเตอร์ที่วัดค่าไม่ได้ ทั้งนี้แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่มี ความถูกต้องและเหมาะสมจะถูกนำไปใช้ในการออกแบบตัวควบคุมต่อไป

3.3.2 แบบจำลองทางคณิตศาสตร์

การออกแบบตัวกวบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าให้ได้ทั้งความ ละเอียดและแม่นยำสูง จำเป็นอย่างยิ่งที่ต้องอาศัยแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่มีความถูกต้องและ เหมาะสม จากรูปที่ 3.11 เขียนแผนภาพเค้าร่างระบบขับเร้าด้วยถูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง ได้ดัง รูปที่ 3.12 โดยสมการทางไฟฟ้าและสมการทางกลของระบบขับเร้า มีดังนี้

$$V_{a}(t) = R_{a}i_{a}(t) + L_{a}\frac{di_{a}(t)}{dt} + e_{b}(t)$$
(3-27)

$$e_b(t) = K_b \omega_m(t) \tag{3-28}$$

$$T_m(t) = K_t i_a(t) \tag{3-29}$$

$$J_{1}\frac{d\omega_{m}(t)}{dt} + b_{1}\omega_{m}(t) + T_{1}(t) = T_{m}(t)$$
(3-30)



ฐปที่ 3.12 แผนภาพเก้าร่างระบ<mark>บ</mark>ขับเร<mark>้า</mark>ด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง

- คือแรงคันไฟฟ้าอาร์<mark>มาเ</mark>จอร์ (arma<mark>tur</mark>e voltage, V) $V_{a}(t)$ โดยที่
 - คือความต้านทานขดลวดอาร์มาเจอร์ (resistance of armature winding, Ω) R_a
 - ้ คือความเหนี่ย<mark>วนำ</mark>ขดถวดอาร์มาเจอร์ (inductance of armature winding, H) L_a
 - คือกระแสไฟฟ้าอาร์มาเจอร์ (armature current, A) $i_a(t)$
 - คือแรงเคลื่อนไฟฟ้าย้อนกลับ (back emf, V) 🦰 $e_{h}(t)$
 - คือสัมประสิทธิ์แรงเคลื่อนไฟฟ้าย้อนกลับ (motor back emf constant, V/rad/s) K_{h}
 - คือสัมประสิทธิ์แรงบิคมอเตอร์ (motor torque constant, N.m/A) Κ,
 - คือโมเมนต์<mark>ความเนื่อย (moment</mark> of inertia, kg.m²) 100 J
 - คือสัมประสิทธิ์ความเสียดทานหนืด (viscous friction coefficient, N.m/rad/s) h
 - คือแรงบิคมอเตอร์ (motor torque, N.m) $T_{m}(t)$
 - $T_L(t)$ คือแรงบิคโหลด (load torque, N.m)
 - $\omega_m(t)$ คือความเริ่วเชิงมุมของมอเตอร์ (angular velocity of motor, rad/s)
 - คือความเร็วเชิงมุมของลูกเบี้ยว (angular velocity of cam, rad/s) $\omega_{L}(t)$
 - คือตำแหน่งเชิงมุมของมอเตอร์ (angular position of motor, rad) $\alpha_m(t)$
 - ้คือตำแหน่งเชิงมุมของถูกเบี้ยว (angular position of cam, rad) $\alpha_L(t)$
 - $\frac{N_1}{N_2}$ คืออัตราทดเฟื่องตัวหนอน

 - $\frac{N_3}{N_4}$ ้คืออัตราทคเฟื่องเพลนเนตตารื่

เนื่องจากความสัมพันธ์ระหว่างตำแหน่งเชิงมุมการหมุน อัตราทคเฟือง และแรงบิค มีคังนี้

$$\frac{\alpha_2}{\alpha_1} = \frac{N_1}{N_2} \to \alpha_1 = \frac{N_2}{N_1} \alpha_2 , \ \alpha_2 = \frac{N_4}{N_3} \alpha_3 = \frac{N_4}{N_3} \alpha_L$$
$$\alpha_m = \alpha_1 = \frac{N_2}{N_1} \frac{N_4}{N_3} \alpha_3 = \frac{N_2}{N_1} \frac{N_4}{N_3} \alpha_L \to N_t = \frac{N_2}{N_1} \frac{N_4}{N_3}$$
$$T_1 \alpha_1 = T_2 \alpha_2 \to T_2 = \frac{N_2}{N_1} T_1 , \ T_4 = \frac{N_4}{N_3} T_3$$

เพราะฉะนั้นจากสมการที่ (3-28) และสมการ<mark>ที่</mark> (3-27) สามารถเขียนใหม่ได้ดังนี้

$$e_{b}(t) = K_{b}\omega_{m}(t) = K_{b}\frac{N_{2}}{N_{1}}\frac{N_{4}}{N_{3}}\omega_{L}(t)$$
(3-31)

$$V_{a}(t) = R_{a}i_{a}(t) + L_{a}\frac{di_{a}(t)}{dt} + K_{b}\frac{N_{2}}{N_{1}}\frac{N_{4}}{N_{3}}\omega_{L}(t)$$
(3-32)

จากสมการที่ (3-30) สามารถเขี<mark>ยนส</mark>มการต่อเนื่องของแร<mark>งบิ</mark>คจากมอเตอร์ถึงโหลดได้ ดังนี้

$$T_m(t) = J_1 \frac{d^2 \alpha_1(t)}{dt^2} + b_1 \frac{d \alpha_1(t)}{dt} + T_1(t)$$
(3-33)

$$T_{2}(t) = J_{2} \frac{d^{2} \alpha_{2}(t)}{dt^{2}} + b_{2} \frac{d \alpha_{2}(t)}{dt} + T_{3}(t)$$
(3-34)

$$T_4(t) = J_3 \frac{d^2 \alpha_3(t)}{dt^2} + b_3 \frac{d \alpha_3(t)}{dt} + T_L(t)$$
(3-35)

แทนค่า $T_2(t)$ ในสมการที่ (3-34) กำหนดให้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนอยู่ในรูปของ $lpha_3(t)$ จะได้

$$T_{3}(t) = \frac{N_{2}}{N_{1}}T_{1}(t) - J_{2}\frac{d^{2}\alpha_{2}(t)}{dt^{2}} - b_{2}\frac{d\alpha_{2}(t)}{dt}$$

$$= \frac{N_{2}}{N_{1}}T_{1}(t) - \frac{N_{4}}{N_{3}}J_{2}\frac{d^{2}\alpha_{3}(t)}{dt^{2}} - \frac{N_{4}}{N_{3}}b_{2}\frac{d\alpha_{3}(t)}{dt}$$
(3-36)

แทนค่า $T_4(t)$ ลงในสมการที่ (3-35) จะได้

$$\frac{N_2}{N_1}\frac{N_4}{N_3}T_1(t) - \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 J_2 \frac{d^2\alpha_3(t)}{dt^2} - \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 b_2 \frac{d\alpha_3(t)}{dt} = J_3 \frac{d^2\alpha_3(t)}{dt^2} + b_3 \frac{d\alpha_3(t)}{dt} + T_L(t)$$
(3-37)

จากสมการที่ (3-33) กำหนดให้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนอยู่ในรูปของ $lpha_{_3}(t)$ จะได้

$$T_{1}(t) = T_{m}(t) - J_{1} \frac{d^{2} \alpha_{1}(t)}{dt^{2}} - b_{1} \frac{d \alpha_{1}(t)}{dt}$$

$$= T_{m}(t) - \frac{N_{2}}{N_{1}} \frac{N_{4}}{N_{3}} J_{1} \frac{d^{2} \alpha_{3}(t)}{dt^{2}} - \frac{N_{2}}{N_{1}} \frac{N_{4}}{N_{3}} b_{1} \frac{d \alpha_{3}(t)}{dt}$$
(3-38)

เพราะฉะนั้นเมื่อแทนค่า $T_1(t)$ ลงในสมการที่ (3-37) จะได้

$$\left(J_{3} + \left(\frac{N_{4}}{N_{3}}\right)^{2} J_{2} + \left(\frac{N_{2}}{N_{1}}\right)^{2} \left(\frac{N_{4}}{N_{3}}\right)^{2} J_{1}\right) \frac{d^{2} \alpha_{3}(t)}{dt^{2}} + \left(b_{3} + \left(\frac{N_{4}}{N_{3}}\right)^{2} b_{2} + \left(\frac{N_{2}}{N_{1}}\right)^{2} \left(\frac{N_{4}}{N_{3}}\right)^{2} b_{1}\right) \frac{d \alpha_{3}(t)}{dt} + T_{L}(t) = \frac{N_{2}}{N_{1}} \frac{N_{4}}{N_{3}} T_{m}(t)$$

กำหนดให้โมเมนต์กวามเนื้อยรวมและสัมประสิทธิ์กวามเสียดทานหนืดรวมของระบบขับเร้า ดังนี้

$$J_{3eq} = J_3 + \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 J_2 + \left(\frac{N_2}{N_1}\right)^2 \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 J_1 , \quad b_{3eq} = b_3 + \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 b_2 + \left(\frac{N_2}{N_1}\right)^2 \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 b_2 + \left(\frac{N_2}{N_1}\right)^2 \left(\frac{N_4}{N_3}\right)^2 b_3 = b_3 + b_3 + b_3 = b_3 + b_3 + b_3 = b_3 + b_3 + b_3 = b_3 = b_3 + b_3 = b_3 = b_3 + b_3 = b_3 = b_3 = b_3 +$$

ดังนั้น จากความสัมพันธ์ของสมการที่ (3-30) จะเขียนสมการค้านเอาต์พุตได้ดังนี้

$$J_{3eq} \frac{d^2 \alpha_L(t)}{dt^2} + b_{3eq} \frac{d \alpha_L(t)}{dt} + T_L(t) = N_t T_m(t)$$
(3-39)

และจากสมการที่ (3-32) สามารถเขียนใหม่ได้ดังสมการที่ (3-40) เมื่อแทนค่าสมการที่ (3-29) ลงใน สมการที่ (3-39) และกำหนดให้ความเร็วเชิงมุมอยู่ในรูปของ $\omega_L(t)$ จะได้สมการที่ (3-41)

$$V_a(t) = R_a i_a(t) + L_a \frac{di_a(t)}{dt} + N_t K_b \omega_L(t)$$
(3-40)

$$J_{3eq} \frac{d\omega_L(t)}{dt} + b_{3eq} \omega_L(t) + T_L(t) = N_t K_t \dot{i}_a(t)$$
(3-41)

ทำการแปลงลาปลาซให้กับสมการที่ (3-40) และสมการที่ (3-41) โดยกำหนดให้เงื่อนไขเริ่มต้น มีค่าเท่ากับศูนย์ จะได้ดังนี้

$$V_a(s) = R_a I_a(s) + s L_a I_a(s) + N_t K_b \omega_L(s)$$
(3-42)

$$sJ_{3eq}\omega_{L}(s) + b_{3eq}\omega_{L}(s) + T_{L}(s) = N_{t}K_{t}I_{a}(s)$$
(3-43)

จากสมการที่ (3-42) และสมการที่ (3-43) เมื่อไม่พิจารณาแรงบิดจากโหลดภายนอก T_L จะหาฟังก์ชันถ่ายโอนที่มีความสัมพันธ์ระหว่างความเร็วเชิงมุมการหมุนเอาต์พุตกับแรงคันไฟฟ้า อินพุตได้ดังสมการที่ (3-44) และฟังก์ชันถ่ายโอนที่มีความสัมพันธ์ระหว่างตำแหน่งเชิงมุมการหมุน เอาต์พุตกับแรงคันไฟฟ้าอินพุตได้ดังสมการที่ (3-45)

$$\frac{\omega_L(s)}{V_a(s)} = \frac{N_t K_t}{L_a J_{3eq} s^2 + (R_a J_{3eq} + L_a b_{3eq}) s + (R_a b_{3eq} + N_t^2 K_b K_t)}$$
(3-44)

$$\frac{\alpha_L(s)}{V_a(s)} = \frac{N_t K_t}{L_a J_{3eq} s^3 + (R_a J_{3eq} + L_a b_{3eq}) s^2 + (R_a b_{3eq} + N_t^2 K_b K_t) s}$$
(3-45)

จากสมการที่ (3-42) แล<mark>ะสมการที่</mark> (3-43) นำมาเขียนแผนภาพบ</mark>ล็อกการควบคุมความเร็วเชิงมุม เอาต์พุตของระบบขับเร้าแบบวงเปิด แสดงได้ดังรูปที่ 3.13



รูปที่ 3.13 แผนภาพบล็อกการควบคุมความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตของระบบขับเร้าแบบวงเปิด

3.4 การจัดสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กมีส่วนประกอบหลัก 3 ส่วน ส่วนแรกเป็นระบบขับเร้าด้วย ลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องสูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด ที่มีมอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงชนิดแม่เหล็กถาวร ติดตั้งมาพร้อมกับเฟืองตัวหนอน ชุดเฟืองเพลนเนตตารี่ ลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องสูนย์กลาง และ ตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ส่วนนี้ต้องสร้างชิ้นงานบางส่วนเพื่อใช้ประกอบติดตั้ง ส่วนที่ สองเป็นตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก จะมีตัวตรวจรู้การเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ส่วนที่สามเป็นตัวฐานรอง ใช้สำหรับสร้างการรบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบ หรือเพื่อสร้างสถานการณ์ให้พื้นอาการเกิดทรุดตัวและเอียงตัวขึ้น

3.4.1 การจัดสร้างชิ้นงาน

การสร้างชิ้นงานมีคังนี้ โครงสร้างฐานรอง โครงสร้างตัวรองรับลูกเบี้ยววงกลม แกนเพลาหมุนที่มีค่าเยื้องศูนย์กลาง 5 มิลลิเมตร ลูกเบี้ยววงกลมขนาดเส้นผ่านศูนย์กลาง 100 มิลลิเมตร ตัวต่อประกบเฟืองตัวหนอนเข้ากับเฟืองเพลนเนตตารี่ ตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยการ ออกแบบระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง ได้แสดงไว้ในรูปที่ 3.11 การออกแบบตัวแท่นรองรับแม่เหล็กได้แสดงไว้ในรูปที่ 3.1 และรูปที่ 3.2 ทั้งนี้การจัดสร้างชิ้นงาน ได้ดำเนินการที่โรงเครื่องมือกลของสถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน การสร้างชิ้นงานของระบบขับเร้า ด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง แสดงได้คังรูปที่ 3.14



รูปที่ 3.14 การสร้างชิ้นงานของระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง

3.4.2 การประกอบติดตั้ง

การประกอบติดตั้งระบบขับเร้ามีดังนี้ มอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงมาพร้อมกับเฟืองตัว หนอนที่มีอัตราทด 15:1 รุ่น DONGZHENG 63JW15G10 ต่อกับเฟืองเพลนเนตตารี่ที่มีอัตราทด 50:1 รุ่น PENGHUI PLF-60-L2-50 ต่อกับแกนเพลาด้วยตัวประกบเพลา รุ่น MISUMI MCOGWK ที่ปลายแกนเพลาติดตั้งตลับลูกปืนชนิดเม็ดเรียว รุ่น SKF 30204 J2/Q ไว้รองรับการหมุนที่ตำแหน่ง แกนเพลาเยื้องศูนย์กลาง 5 มิลลิเมตร ติดตั้งตลับลูกปืนชนิดเม็ดเรียวทรงกลม รุ่น SKF BS2-2206-2CS ไว้รองรับลูกเบี้ยววงกลม และที่ปลายแกนเพลาติดตั้งตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน รุ่น LS S40-6-2500ZO ที่มีความละเอียดการวัด 2,500 สเต็ปต่อรอบ ซึ่งระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยว วงกลมแบบเยื้องศูนย์กลางที่ประกอบติดตั้งแ<mark>ล้ว</mark>เสร็จ แสดงได้ดังรูปที่ 3.15



รูปที่ 3.15 ระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง

การประกอบติดตั้งระบบแท่นรองรับแม่เหล็กตามแบบที่แสดงไว้ในรูปที่ 3.2 และทำการ ยึดตัวแท่นรองรับให้การเคลื่อนที่ตามแนวแกน x และแนวแกน z การหมุนรอบแนวแกน y มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ที่ประกอบติดตั้งแล้วเสร็จ แสดงได้ดังรูปที่ 3.16 จะเห็นได้ว่ามีการติดตั้งตัวตรวจรู้ระยะการเคลื่อนที่ในแนวแกน y รุ่น CITIZEN IPD-P510 ที่ความแม่นยำของการวัด 5 ใมโครเมตร และตัวตรวจรู้มุมเอียงแบบสอง แกนวัดมุมการหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z รุ่น NEIGUNG QG76-SD010H ที่ความแม่นยำ ของการวัด 0.6 มิลลิเรเดียน ที่ตำแหน่งตรงกลางบนตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก



(ป)

รูปที่ 3.16 ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ

การติดตั้งอุปกรณ์ระบบควบคุม แหล่งจ่ายแรงคันไฟฟ้ากระแสตรง และอุปกรณ์อื่นๆ สำหรับใช้ในการทดสอบระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก แสดงได้ดังรูปท 3.17



รูปที่ 3.17 การติ<mark>ดตั้</mark>งอุป<mark>กรณ์เพื่อทดสอบระบบแ</mark>ท่นร<mark>อง</mark>รับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ

3.4.3 การทดสอ<mark>บระย</mark>ะการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้า

การทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้า (อ้างอิงแนวแกน y ของระบบ แท่นรองรับแมเหล็ก) เพื่อตรวจสอบการจัดสร้างระบบขับเร้ากับค่าที่ได้ออกแบบไว้ว่ามีความ แตกต่างกันอย่างไร โดยความสัมพันธ์ระหว่างระยะการเคลื่อนที่ในแนวตั้งกับตำแหน่งเชิงมุมการ หมุนของลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง สามารถอธิบายได้ด้วยแผนภาพดังรูปที่ 3.18 จะเห็นได้ ว่าจุด A คือจุดหมุนของแกนเพลา จุด B คือจุดศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลม e คือค่าเยื้องศูนย์กลาง 5 มิลลิเมตร α คือตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า y_α คือระยะการเคลื่อนที่ในแนวตั้ง เมื่อระบบขับเร้าหมุนไปที่ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน α และจะสังเกตเห็นได้ว่าขนาดของลูกเบี้ยว วงกลมไม่ได้มีผลต่อการเคลื่อนที่ในแนวตั้งเลย การเคลื่อนที่ในแนวตั้งจะขึ้นกับค่าเยื้องศูนย์กลาง และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าเท่านั้น

การติดตั้งอุปกรณ์เพื่อทำการทดสอบระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้า แสดง ได้ดังรูปที่ 3.19 จะเห็นได้ว่าใช้ตัวตรวจรู้วัดระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้ง รุ่น CITIZEN IPD-P510 และติดตั้งในแนวเส้นผ่านศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง



รูปที่ 3.18 แผนภาพระยะการเคลื่อน<mark>ที่</mark>ในแน<mark>ว</mark>ตั้งที่สัมพันธ์กับมุมหมุนของลูกเบี้ยววงกลม



รูปที่ 3.19 การทคสอบระยะการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

ผลการทดสอบระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้ง (vertical displacement) ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 3.20 กราฟรูปที่ 3.21 และกราฟรูปที่ 3.22 ตามลำดับ จะเห็นได้ว่าทั้ง สามกราฟให้ผลลัพธ์ที่สอดคล้องกันกับผลการจำลองสถานการณ์ โดยที่ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนที่ +90 องศา และ –90 องศา ผลการทดสอบได้ก่าน้อยกว่าการจำลองสถานการณ์ประมาณ 0.25 มิลลิเมตร ซึ่งเป็นผลจากการจัดสร้างชิ้นงาน โดยผลการจำลองสถานการณ์ที่ตำแหน่งเชิงมุมการ หมุนที่ +90 องศา จะให้ก่าระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้ง +5 มิลลิเมตร และที่ตำแหน่งเชิงมุมการ หมุนที่ –90 องศา จะให้ก่าระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้ง –5 มิลลิเมตร



รูปที่ 3.20 กราฟเปรียบเทียบระหว่างผลการทคสอบกับผลการจำลองสถานการณ์ ระยะการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ 1



รูปที่ 3.21 กราฟเปรียบเทียบระหว่างผลการทคสอบกับผลการจำลองสถานการณ์ ระยะการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ 2



รูปที่ 3.22 กราฟเปรียบเทียบระหว่างผลการทคสอบกับผลการจำลองสถานการณ์ ระยะการเกลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ 3

3.4.4 การทดสอบกา<mark>รเ</mark>คลื่อนใหวของตัวแท่นรอ<mark>งรับแ</mark>ม่เหล็ก

การทดสอบการเกลื่อนไหวตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ทั้งการเกลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และการหมุนรอบแนวแกน z เพื่อตรวจสอบการจัดสร้างกับผลจาก การจำลองสถานการณ์ว่ามีความแตกต่างกันอย่างไร (Supachai, 2016) การติดตั้งอุปกรณ์เพื่อทำการ ทดสอบการเกลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก แสดงได้ดังในรูปที่ 3.16 และรูปที่ 3.17 จะเห็น ได้ว่าตัวตรวจรู้ระยะการเกลื่อนที่ในแนวแกน y และตัวตรวจรู้มุมการหมุนรอบแนวแกน x และ แนวแกน z ติดตั้งไว้ที่ตำแหน่งตรงกลางบนตัวแท่นรองรับแม่เหล็กหรือที่จุดอ้างอิงจุด O

ผลทดสอบความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) การหมุนรอบ แนวแกน x (Pitch) และการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) กับดำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบ ขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 3.23 กราฟรูปที่ 3.24 และกราฟรูปที่ 3.25 ตามลำดับ จากกราฟทั้งสามจะเห็นได้ว่าผลทดสอบมีความสอดกล้องกันและก่าใกล้เกียงกันกับผลการจำลอง สถานการณ์ แสดงให้เห็นได้ว่าแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ ได้ประมาณขึ้น มีความถูกต้องและเหมาะสมสามารถนำไปใช้งานได้ โดยที่ผลทดสอบมีก่าน้อยกว่า ผลการจำลองสถานการณ์ซึ่งเป็นผลมาจากการจัดสร้างชิ้นงานและการประกอบติดตั้ง อีกทั้งใน แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ได้ประมาณขึ้น การเชื่อมต่อกันและ สัมผัสกันเป็นแบบจุดต่อจุด แต่การจัดสร้างชิ้นงานจะแตกต่างออกไป



รูปที่ 3.23 กราฟเปรียบเทียบผลทดสอบความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 3.24 กราฟเปรียบเทียบผลทคสอบความสัมพันธ์ระหว่างการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 3.25 กราฟเปรียบเทียบผลทดสอบความสัมพันธ์ระหว่างการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

3.5 สรุป

การออกแบบระบบแท่นรองรับแม่เหล็กให้มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ที่ค่าระขะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x ที่ค่า มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และการหมุนรอบแนวแกน z ที่ค่ามุมหมุน ±30 มิลลิเรเดียน โดยตัวแท่น รองรับแม่เหล็กได้รับการขับเคลื่อนด้วยระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องสูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด โดยสามารถรองรับน้ำหนักได้ประมาณ 100 กิโลครัม การออกแบบเริ่มด้นด้วยการ กำหนดมิติและขนาดของตัวโครงสร้าง การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ สมการ จลนศาสตร์ และสมการจลนศาสตร์ผกผันให้กับระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก การประมาณ แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ให้กับระบบขับเร้า จากนั้นดำเนินการจัดสร้างขึ้นงานและประกอบ ติดตั้ง แล้วทำการทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 แล้วเปรียบเทียบกับ ผลการจำลองสถานการณ์ โดยผลที่ได้มีความสอดคล้องกัน ทำการทดสอบความสัมพันธ์ระหว่าง การเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 แล้วเปรียบเทียบกับ สถานการณ์ โดยผลที่ได้มีความสอดคล้องกัน ดังนั้น การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่ สร้างขึ้นสามารถนำไปใช้ในการออกแบบระบบควบคูมอัตโนมัติต่อไปได้

บทที่ 4 การออกแบบระบบควบคุมการเคลื่อนไหวอัตโนมัติ

4.1 บทนำ

การออกแบบระบบควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติจะอาศัยแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ที่มีความสัมพันธ์ระหว่างการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบ แนวแกน x และแนวแกน z กับตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 และ แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของระบบขับเร้า ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กจะสามารถเคลื่อนใหว อัตโนมัติได้ 3 องศาอิสระ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงที่ระบบควบคุมจะทำการปรับตัวเอง เพื่อให้เอาต์พุตของระบบมีค่าตามรอยแนววิถีอ้างอิงได้ และแบบคงค่าเอาต์พุตที่ระบบจะทำการ

ปรับตัวเองเพื่อให้เอาต์พุตของระบบมีก่ากงที่ได้ เมื่อมีการรบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบ ระบบควบคุมอัตโนมัติแบ่งออกเป็น 2 ส่วน ส่วนแรกเป็นลูปควบคุมด้านใน เป็นการ กวบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 ด้วยตัวควบคุมแบบพีไอและ ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ ส่วนที่สองเป็นลูปควบคุม ด้านนอกเป็นการกวบคุมการเกลื่อนไหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ที่ขับเกลื่อนด้วยระบบขับเร้า ทั้งสามชุด ด้วยตัวควบคุมแบบอินทิกรัล เพื่อให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถตามรอยแนว วิถีอ้างอิงและกงก่าเอาต์พุตได้

4.2 การออกแบบตัวควบคุมของระบบขับเร้า

การออกแบบตัวควบคุมให้กับระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง เพื่อ ควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้ได้ทั้งความละเอียดและแม่นยำสูง จะอาศัยการวัดค่าพารามิเตอร์ และการระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์ที่วัดค่าไม่ได้ การออกแบบตัวควบคุมแบบพีไอและตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบ ด้วยเกณฑ์เสถียรภาพของเราท์และทฤษฎีบทเลียปูนอฟ และการจำลองสถานการณ์

4.2.1 การระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์

การระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์เป็นการประมาณค่าที่เหมาะสมให้กับพารามิเตอร์ที่ วัคค่าไม่ได้ โดยอาศัยข้อมูลที่ได้จากการทคลองระหว่างแรงดันไฟฟ้าที่จ่ายให้กับมอเตอร์กับ กวามเร็วเชิงมุมของระบบขับเร้า โดยพารามิเตอร์ *R_a* และ *L_a* สามารถวัคค่าได้ ส่วนพารามิเตอร์ *K_t*, *K_b*, *J_{3eq}* และ *b_{3eq}* ไม่สามารถวัคค่าได้ การระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์จะอ้างอิงแผนภาพการควบคุมความเร็วเชิงมุมของระบบ ขับเร้า ดังแสดงในรูปที่ 3.13 จะเห็นได้ว่าอินพุตเป็นแรงดันไฟฟ้าที่จ่ายให้กับมอเตอร์และเอาต์พุต เป็นความเร็วเชิงมุมของระบบขับเร้า กราฟแรงดันไฟฟ้าอินพุตและความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตของ ระบบขับเร้าที่ได้จากการทดลอง แสดงได้ดังรูปที่ 4.1 จะเห็นได้ว่าแรงดันไฟฟ้าอินพุต (voltage input) กำหนดก่าไว้ในช่วง 0 โวลท์ ถึง 12 โวลท์ และความเร็วเชิงมุมเอาต์พุต (speed ouput) ของ ระบบขับเร้ามีความสอดกล้องกัน



รูปที่ 4.1 กราฟท<mark>ดสอบแรงด</mark>ันไฟฟ้าอินพุตและควา<mark>มเร็วเชิ</mark>งมุมเอาต์พุตระบบขับเร้า

การวัดค่าความต้านทานใช้เครื่องมือวัครุ่น KEYSIGH 34461A ได้ $R_a = 3.2715 \Omega$ และ ค่าความเหนี่ยวนำใช้เครื่องมือวัครุ่น Agilent 4263B ได้ $L_a = 2.0487 \times 10^{-3}$ H เครื่องมือวัดค่า ความต้านทานและความเหนี่ยวนำ แสดงได้ดังรูปที่ 4.2 โดยระบบขับเร้าใช้เฟืองตัวหนอนที่มีอัตรา ทดเฟือง 15:1 และเฟืองเพลนเนตตารี่ที่มีอัตราทดเฟือง 50:1 ทำให้อัตราทดเฟืองรวม $N_r = 750$ การประมาณค่าพารามิเตอร์ K_r , K_b , J_{3eq} และ b_{3eq} จะใช้เทคนิควิธีการ Parameter Estimation ในโปรแกรม MATLAB/Simulink (Koech, 2016 และ https://www.mathworks.com) ดังแสดงใน รูปที่ 4.3 จะเห็นได้ว่าอินพุตเป็นข้อมูลแรงคันไฟฟ้ากับเวลา และเอาต์พุตเป็นข้อมูลการทดสอบ ความเร็วเชิงมุมของระบบขับเร้ากับเวลา โปรแกรมจะประมาณค่าให้กับพารามิเตอร์และใช้เทคนิค วิธีหาการหาค่าเหมาะที่สุดด้วย Simplex Search Method (สุจินต์, 2556) เมื่อค่าผิดพลาดระหว่าง ข้อมูลการทดสอบความเร็วเชิงมุมกับค่าที่ได้จากการประมาณอยู่ในขอบเขตที่กำหนดไว้ โปรแกรม จะให้ก่าการประมาณของพารามิเตอร์ได้



รูปที่ 4.2 เครื่องมือว<mark>ัด</mark>ค่าควา<mark>ม</mark>ต้านทานและความเหนี่ยวนำ



รูปที่ 4.3 แผนภาพบล็อกการระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์ของระบบขับเร้า ด้วยวิธีการ Parameter Estimation ในโปรแกรม MATLAB/Simulink

กราฟการเปรียบเทียบค่าระหว่างข้อมูลการทคสอบความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตกับค่าที่ได้จาก การประมาณ แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 4.4 จะเห็นได้ว่าค่าการประมาณ (new estimation) ซ้อนทับกัน กับกราฟข้อมูลการทคสอบความเร็วเชิงมุมเอาต์พุต (experimental data) ซึ่งแสดงให้เห็นได้ว่าการ ประมาณค่าพารามิเตอร์ที่ได้ มีความถูกต้องและเหมาะสมที่จะนำไปใช้งานได้



รูปที่ 4.4 กราฟเปรียบเทียบความเร็วเชิงมุมเอาต์พุตที่ได้จากการทดสอบกับการประมาณค่า ใช้วิธีการ Parameter Estimation ในโปรแกรม MATLAB/Simulink

เพราะฉะนั้นระบบขับเร้าด้วยลูกเ<mark>บี้ยว</mark>วงกลมแบบเยื้อง<mark>ศูนย์</mark>กลาง จะมีค่าพารามิเตอร์ต่าง ๆ ดังนี้

 $R_{a} = 3.2715 \Omega$ $L_{a} = 2.0487 \times 10^{-3} \text{ H}$ $K_{t} = 9.5361 \times 10^{-3} \text{ N.m/A}$ $K_{b} = 7.0103 \times 10^{-2} \text{ V/rad/s}$ $J_{3eq} = 14.7729 \text{ kg.m}^{2}$ $b_{3eq} = 5.8634 \text{ N.m/rad/s}$

4.2.2 การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ

การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าใช้แผนภาพบล็อกการควบคุม ความเร็วเชิงมุม ดังแสดงไว้ในรูปที่ 3.13 ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ (proportional-integral controller) เพื่อสร้างสัญญาณควบคุมแรงดันไฟฟ้าอินพุตให้กับมอเตอร์ ตัวควบคุมแบบพีไอถูกนำมาใช้งาน อย่างกว้างขวางและแพร่หลาย (Farhan, 2013 และ El-din Gamal, 2015) แผนภาพบล็อกการควบคุม ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ แสดงได้ดังรูปที่ 4.5 จะเห็นได้ว่า ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนเอาต์พุตคือ α_L ถูกป้อนกลับและเปรียบเทียบกับอินพุตอ้างอิงคือ α_d ก่าผิดพลาดที่เกิดขึ้นส่งเข้าตัวควบคุมแบบพีไอ แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของตัวควบคุมแบบพีไอ แสดงได้ดังในสมการที่ (2-4) และโครงสร้างตัวควบคุมแบบพีไอ แสดงได้ดังในรูปที่ 2.9



รูปที่ 4.5 แผนภาพบล็อกการค<mark>วบคุมตำ</mark>แหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ด้วยตัวควบคุมแบบพี*่*ไอ

ระบบขับเร้ามีฟังก์ชันถ่ายโอน<mark>ดังที่</mark>แสดงในสมการที่ (3-45) เมื่อแทนค่าพารามิเตอร์ต่าง ๆ จะได้ฟังก์ชันถ่ายโอนวงเปิดของ<mark>ระบ</mark>บขับเร้าดังนี้

$$G_a(s) = \frac{\alpha_L(s)}{V_a(s)} = \frac{236.3131}{s^3 + 1,597.2632s^2 + 13,058.4969s}$$
(4-1)

จะเห็นได้ว่าระบบขับเร้าเป็นระบบประเภทที่ 1 มีค่าอันดับเท่ากับสาม โดยตัวควบคุมแบบพีไอ มีฟังก์ชันถ่ายโอน ดังนี้

$$G_c(s) = K_P + \frac{K_I}{s}$$
(4-2)

จากรูปที่ 4.5 เมื่อรวมตัวควบกุมแบบพีไอเข้ากับระบบขับเร้าแล้วจะทำให้ได้ฟังก์ชันถ่ายโอนวงปิด ของระบบขับเร้า เป็นระบบประเภทที่ 0 มีอันดับเท่ากับสี่ ดังสมการที่ (4-3)

$$T(s) = \frac{\alpha_L(s)}{\alpha_d(s)}$$

$$= \frac{236.3131(K_P s + K_I)}{s^4 + 1,597.2632s^3 + 13,058.4969s^2 + 236.3131K_P s + 236.3131K_I}$$
(4-3)
จะเห็นได้ว่าถ้ากำหนดให้อัตราขยาย K_p และ K_l มีค่าเป็นบวก จะได้โพลวงปิดทั้งหมดอยู่ ทางด้านซ้ายของแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อน จะสามารถใช้ทฤษฎีบทค่าสุดท้ายเพื่อหาค่า ผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวได้ โดยระบบจะมีก่าผิดพลาดดังนี้

$$E(s) = \alpha_d(s) - \alpha_L(s)$$

$$= \alpha_d(s) (1 - T(s))$$

$$= \frac{(s^4 + 1,597.26s^3 + 13,058.49s^2) \alpha_d(s)}{s^4 + 1,597.26s^3 + 13,058.49s^2 + 236.31K_Ps + 236.31K_I}$$
(4-4)

เมื่อกำหนดให้อินพุตอ้างอิงเป็นแบบขั้นหนึ่งหน่วย จะได้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวดังสมการ ที่ (4-5) จะเห็นได้ว่าระบบดังกล่าวมีก่าผิด<mark>พลาดใน</mark>สภาวะอยู่ตัวเท่ากับศูนย์

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} sE(s)$$

= $\lim_{s \to 0} \left[s \frac{s^4 + 1,597.26s^3 + 13,058.49s^2}{s^4 + 1,597.26s^3 + 13,058.49s^2 + 236.31K_ps + 236.31K_I} \frac{1}{s} \right]$ (4-5)
= 0

การหาก่าเหมาะที่สุดให้กับอัตราขขายพีไอ ใช้เทคนิควิธีการ Response Optimization ในโปรแกรม MATLAB/Simulink (Tandan, 2015) โดยกำหนดกรอบของผลตอบสนองในสภาวะ ชั่วกรู่และในสภาวะอยู่ตัวให้กับคำแหน่งเชิงมุมการหมุนเอาต์พุต โปรแกรมจะหาก่าอัตราขยายพีไอ ที่เหมาะที่สุดเพื่อทำให้ได้ผลตอบสนองเอาต์พุตเป็นไปตามกรอบที่กำหนดไว้ และใช้เทคนิควิธีหา การหาก่าเหมาะที่สุดด้วย Simplex Search Method แผนภาพบล็อกการหาก่าเหมาะที่สุดสำหรับ อัตราขยายพีไอ ด้วยเทคนิควิธีการ Response Optimization ในโปรแกรม MATLAB/Simulink แสดงได้ดังรูปที่ 4.6 จะเห็นได้ว่าอินพุตอ้างอิงเป็นสัญญาณแบบขั้นมีก่าเท่ากับ +90 องสา อัตราขยาย $g1 = \pi/180$ เปลี่ยนหน่วยองสาเป็นเรเดียน และ $g2 = 180/\pi$ เปลี่ยนหน่วยเรเดียน เป็นองศา ใช้ก่าพารามิเตอร์ของระบบขับเร้าที่ได้จากการวัดและการระบุเอกลักษณ์ และกำหนด กรอบของผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนเอาต์พุต ดังนี้ เวลาขึ้น (rise time) 9 วินาที เวลาเข้า ที่ (settling time) 12 วินาที ก่าพุ่งเกินสูงสุด (maximum overshoot) เท่ากับ 1 เปอร์เซ็นต์ ก่าผิดพลาด ในสภาวะอยู่ตัว (steady state error) เท่ากับ 0.01 เปอร์เซ็นต์ โดยโปรแกรมให้ก่าเหมาะที่สุดสำหรับ อัตราขยายพีไอของตัวกวบคุมแบบพีไอ กือ $K_p = 39.1985$ และ $K_1 = 0.0285$



รูปที่ 4.6 แผนภาพบล็อกการห<mark>าค่าเหม</mark>าะที่สุดของอัตราขยายพีไอ ด้วยวิธีการ Response Optimization ในโปรแกรม MATLAB/Simulink

แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับ เร้าด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink แสดงได้ดังรูปที่ 4.7 กำหนดอินพุด อ้างอิง (reference input) เป็นตำแหน่งเชิงมุมการหมุนไว้ที่ก่ามุมหมุน ± 30 องศา ± 60 องศา และ ± 90 องศา ตามลำดับ และผลการจำลองสถานการณ์การกวบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุน (angular position) ของระบบขับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์ (Va) และกระแสอาร์มาเจอร์ (Ia) สามารถแสดงได้ดัง กราฟรูปที่ 4.8 กราฟรูปที่ 4.9 และกราฟรูปที่ 4.10 ตามลำดับ



รูปที่ 4.7 แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink



รูปที่ 4.8 กราฟผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์ กระแสอาร์มาเจอร์ กำหนคอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ



รูปที่ 4.9 กราฟผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์ กระแสอาร์มาเจอร์ กำหนคอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ



รูปที่ 4.10 กราฟผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า แรงคันอาร์มาเจอร์ กระแสอาร์มาเจอร์ กำหนคอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ

จากกราฟรูปที่ 4.8 กราฟรูปที่ 4.9 และกราฟรูปที่ 4.10 จะเห็นได้ว่าผลตอบสนองของ ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ไม่เกิดค่าพุ่งเกิน และค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวประมาณ เท่ากับศูนย์ ค่าแรงดันอาร์มาเจอร์และกระแสอาร์มาเจอร์ของมอเตอร์จะมีค่าเข้าสู่ศูนย์ เมื่อระบบ อยู่ในสภาวะอยู่ตัวแล้ว

4.2.3 การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับ สถานะและใช้วิธีวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบ โดยเทคนิคนี้ใช้ได้กับระบบที่มีสภาพควบคุมได้ อย่างสมบูรณ์เท่านั้น และถ้าสามารถวัดค่าตัวแปรสถานะได้ทั้งหมดแล้วทำการป้อนกลับ ตัวแปรสถานะ จะสามารถวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบไว้ที่ตำแหน่งใด ๆ ได้ พิจารณาระบบ เชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา และระบบมีอินพุตเดียวและเอาต์พุตเดียว ดังสมการที่ (4-6) และสมการของระบบขับเร้าดังที่ได้แสดงไว้ในสมการที่ (3-40) และสมการที่ (3-41)

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t)$$

$$y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t)$$
(4-6)

กำหนดให้ตัวแปรสถานะ $x_1 = \alpha_L(t)$, $x_2 = \omega_L(t)$ และ $x_3 = i_a(t)$ ระบบมีสัญญาณเอาต์พุด $y(t) = \alpha_L(t)$ และสัญญาณควบคุม $u(t) = V_a(t)$ เมื่อไม่พิจารณาโหลดจากภายนอกจะสามารถ เขียนสมการสถานะของระบบขับเร้าได้ดังนี้

$$\dot{\alpha}_{L}(t) = \omega_{L}(t)$$

$$\dot{\omega}_{L}(t) = -\frac{b_{3eq}}{J_{3eq}} \omega_{L}(t) + \frac{N_{t}K_{t}}{J_{3eq}} \dot{i}_{a}(t)$$

$$\dot{i}_{a}(t) = -\frac{N_{t}K_{b}}{L_{a}} \omega_{L}(t) - \frac{R_{a}}{L_{a}} \dot{i}_{a}(t) + \frac{1}{L_{a}} V_{a}(t)$$
(4-7)

จากสมการที่ (4-7) เมื่อ $\dot{x}_1(t) = \dot{\alpha}_L(t)$, $\dot{x}_2(t) = \dot{\omega}_L(t)$ และ $\dot{x}_3(t) = \dot{i}_a(t)$ จะได้สมการสถานะ ของระบบขับเร้า ดังสมการที่ (4-8)

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_{1}(t) \\ \dot{x}_{2}(t) \\ \dot{x}_{3}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & -\frac{b_{3eq}}{J_{3eq}} & \frac{N_{t}K_{t}}{J_{3eq}} \\ 0 & -\frac{N_{t}K_{b}}{L_{a}} & -\frac{R_{a}}{L_{a}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1}(t) \\ x_{2}(t) \\ x_{3}(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{1}{L_{a}} \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1}(t) \\ x_{2}(t) \\ x_{3}(t) \end{bmatrix}$$
(4-8)

เมื่อแทนค่าพารามิเตอร์ต่าง ๆ ลงในสมการที่ (4-8) จะได้

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_{1}(t) \\ \dot{x}_{2}(t) \\ \dot{x}_{3}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & -0.3969 & 0.4841 \\ 0 & -25,663.7135 & -1,596.8663 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1}(t) \\ x_{2}(t) \\ x_{3}(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 488.1144 \end{bmatrix} u(t)$$
(4-9)

จากสมการที่ (4-8) และสมการที่ (4-9) จะได้

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & -0.3969 & 0.4841 \\ 0 & -25,663.7135 & -1,596.8663 \end{bmatrix}; \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 488.1144 \end{bmatrix}; \mathbf{C} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

จากสมการที่ (4-9) ระบบจะมีสภาพกว<mark>บ</mark>คุมได้อย่างสมบูรณ์ก็ต่อเมื่อเมทริกซ์สภาพควบคุมได้ ดังสมการที่ (4-10) จะต้องมีค่าลำดับชั้นเท่ากับลำดับชั้นของเมทริกซ์ระบบ **A** โดยตรวจสอบค่า ลำดับชั้นได้ด้วยการหาค่ากำหนดของเมทริกซ์ **M** ถ้าค่ากำหนดมีค่าไม่เท่ากับศูนย์ แสดงว่าค่า ลำดับชั้นมีค่าเท่ากับลำดับชั้นของเมทริกซ์ระบบ **A**

$$\mathbf{M} = \begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{A}\mathbf{B} & \mathbf{A}^2\mathbf{B} \end{bmatrix}$$
(4-10)

10

เมื่อแทนค่าเมทริกซ์ A และเมทริกซ์ B ลงในสมการที่ (4-10) จะได้

6

$$\mathbf{M} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 236.2961 \\ 0 & 236.2961 & -377,427.1942 \\ 488.1144 & -779,453.4359 & 1,238,618,686.7241 \end{bmatrix}$$

จะเห็นได้ว่า |**M**|=–2.7254×10⁷ เมื่อค่า |**M**|≠0 เพราะฉะนั้นค่าลำดับชั้นของเมทริกซ์ **M** มีค่า เท่ากับลำดับชั้นของเมทริกซ์ระบบ และทำให้ระบบมีสภาพควบคุมได้อย่างสมบูรณ์

จากฟังก์ชันถ่ายโอนดังที่แสดงในสมการที่ (2-13) เมื่อแทนค่าพารามิเตอร์ต่าง ๆ จะได้ ฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบขับเร้าดังสมการที่ (4-11) จะเห็นได้ว่าระบบเป็นระบบประเภทที่ 1 และ มีอันดับเท่ากับสาม

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{236.2961}{s^3 + 1,597.2632s^2 + 13,058.4969s}$$

$$= \frac{236.2961}{s(s+1,589.0453)(s+8.2178)}$$
(4-11)

การออกแบบระบบควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ แสดงแผนภาพบถ็อกการควบคุม ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ได้ดังรูปที่ 4.11 จะเห็นได้ว่า α_d คือตำแหน่งเชิงมุมการหมุนอินพุตอ้างอิง ตัวแปรสถานะจะถูกป้อนกลับผ่านอัตราขยายการป้อนกลับสถานะ k_1 , k_2 และ k_3 ไปยังสัญญาณ ควบคุม *น* โดยมีตำแหน่งเชิงมุมการหมุนเอา<mark>ต์พุ</mark>ต $y = x_1$ และตัวแปรสถานะ $x_1 = \alpha_L$



รูปที่ 4.11 แผนภาพ<mark>บล็อกการควบคุมตำแหน่งเชิงมุ</mark>มการหมุนของระบบขับเร้า ด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

จากรูปที่ 4.11 สัญญาณควบคุมหาค่าได้ดังนี้

$$u(t) = -\mathbf{K}\mathbf{x}(t) \tag{4-12}$$

$$u = -\begin{bmatrix} 0 & k_2 & k_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + k_1 (\alpha_d - x_1)$$
$$= -(k_1 x_1 + k_2 x_2 + k_3 x_3) + k_1 \alpha_d$$
$$= -\mathbf{K} \mathbf{x} + k_1 \alpha_d$$

โดยที่ **x**(t) คือ เวกเตอร์ตัวแปรสถานะ **K** คือ เมทริกซ์อัตรางยายการป้อนกลับสถานะ [k₁ k₂ k₃] α_d(t) คือ ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนอินพุตอ้างอิง

เมื่อเราพิจารณาระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา ระบบควบคุมจะมีเสลียรภาพ แบบ BIBO เมื่อรากทั้งหมดของสมการลักษณะเฉพาะของระบบวงปิดอยู่ทางด้านซ้ายของ แกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อนเท่านั้น จะใช้วิธีการตรวจสอบเสลียรภาพระบบควบคุมด้วย เกณฑ์เสลียรภาพของเราท์ (Routh's stability criterion) ด้วยการเขียนสัมประสิทธิ์ของสมการ ลักษณะเฉพาะของระบบวงปิดลงในตารางของเราท์ โดยระบบควบคุมจะมีเสลียรภาพก็ต่อเมื่อ ด่าสัมประสิทธิ์ทุกค่าในหลักแรกของตารา<mark>งของเร</mark>าท์จะต้องมีค่าเป็นจำนวนบวกเท่านั้น

พิจารณาค่าขอบเขตของเมทริกซ์อัตราขยายการป้อนกลับสถานะ **K** ที่ทำให้ระบบควบคุม มีเสถียรภาพ โดยที่ระบบควบคุมแบบป้อนกลับสถานะมีสมการลักษณะเฉพาะดังนี้

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K}| = 0 \tag{4-13}$$

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{K}| = \begin{bmatrix} s & 0 & 0 \\ 0 & s & 0 \\ 0 & 0 & s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & -0.3969 & 0.4841 \\ 0 & -25,663.7135 & -1,596.8663 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 488.1144 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_1 & k_2 & k_3 \end{bmatrix}$$
$$= s^3 + (488.11k_3 + 1.59 \times 10^3)s^2 + (236.29k_2 + 193.73k_3 + 1.31 \times 10^4)s + 236.29k_1$$

เขียนตารางของเราท์จากสัมประสิทธิ์ของสมการลักษณะเฉพาะ ได้ดังนี้

$$s^{3} = \frac{1}{488.11k_{3} + 1.59 \times 10^{3}} = \frac{236.29k_{2} + 193.73k_{3} + 1.31 \times 10^{4}}{236.29k_{1}} = \frac{236.29k_{2} + 193.73k_{3} + 1.31 \times 10^{4}}{236.29k_{1}} = \frac{1}{236.29k_{1}} =$$

ระบบควบคุมจะมีเสถียรภาพตามเกณฑ์เสถียรภาพของเราท์ ก็ต่อเมื่อค่าสัมประสิทธิ์ทุกตัวในหลัก แรกของตารางของเราท์จะต้องมีค่าเป็นจำนวนบวกเท่านั้น จะใด้ k₁, k₂ และ k₃ ดังนี้

ค่าสัมประสิทธิ์แถวที่ 4 236.29 $k_1 > 0$ แล้วจะได้ค่า $k_1 > 0$

ค่าสัมประสิทธิ์แถวที่ 3

$$(488.11k_3 + 1.59 \times 10^3)(236.29k_2 + 193.73k_3 + 1.31 \times 10^4) > 236.29k_1$$

แล้วจะใค้ค่า $k_2 > \frac{236.29k_1 - 9.45 \times 10^4k_3^2 - 6.69 \times 10^6k_3 - 2.08 \times 10^6}{1.15 \times 10^5k_3 + 3.75 \times 10^5}$

จากฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบขับเร้าในสมการที่ (4-11) จะเห็นได้ว่าตำแหน่งโพลของ ระบบขับเร้าอยู่ที่ตำแหน่ง s = 0, s = -8.2178 และ s = -1,589.0453 โดยการควบคุมวงปิดจะ ออกแบบให้ตำแหน่งโพลวงปิดของระบบอยู่ที่ s = -4 + 3j, s = -4 - 3j และ s = -2,000เพื่อให้ผลตอบสนองชั่วครู่ของระบบมีค่าประมาณของอัตราส่วนการหน่วง (damping ratio) $\zeta \approx 0.8$ และความถิ่ธรรมชาติไม่หน่วง (undamped natural frequency) $\omega_n \approx 5$ rad/s แผนภาพ การวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบขับเร้า สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 4.12



รูปที่ 4.12 แผนภาพการวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบขับเร้า

้เมื่อวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบแล้วจะทำให้ระบบมีสมการลักษณะเฉพาะ ได้ดังนี้

$$(s+4-3j)(s+4+3j)(s+2,000) = s^3+2,008s^2+16,025s+50,000$$
 (4-14)

การหาค่าเมทริกซ์ **K** จะใช้สูตรของแอกเคอร์มันน์ที่แสดงไว้ในสมการที่ (2-33) กำหนดให้ $\phi(s) = s^3 + 2,008s^2 + 16,025s + 50,000$ เพราะฉะนั้นเมทริกซ์ **K** หาได้จากสมการที่ (4-15) โดยที่ $\phi(\mathbf{A}) = \mathbf{A}^3 + 2,008\mathbf{A}^2 + 16,025\mathbf{A} + 50,000\mathbf{I}$

$$\mathbf{K} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{A}\mathbf{B} & \mathbf{A}^2\mathbf{B} \end{bmatrix}^{-1} \boldsymbol{\phi}(\mathbf{A})$$
(4-15)

$$\begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{A}\mathbf{B} & \mathbf{A}^{2}\mathbf{B} \end{bmatrix}^{-1} = \begin{bmatrix} 55.2595 & 6.7579 & 0.0021 \\ 6.7596 & 0.0042 & 0 \\ 0.0042 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$
$$\phi(\mathbf{A}) = \begin{bmatrix} 50,000 & 2,804.3786 & 198.8376 \\ 0 & -5,054,026.4356 & -316,159.5984 \\ 0 & 16,760,647,294.4155 & 1,037,579,984.0214 \end{bmatrix}$$

เมทริกซ์อัตราขยายการป้อนกลับสถานะ **K** ที่ทำให้ตำแหน่งโพลวงปิดของระบบถูกวางไว้ใน ตำแหน่งที่กำหนดได้ ดังนี้ $k_1 = 211.5988$, $k_2 = 11.8681$ และ $k_3 = 0.8415$

การจำลองสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ใช้ตัวควบคุมแบบ ป้อนกลับสถานะ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink แสดงได้ดังรูปที่ 4.13 จะเห็นได้ว่าอินพุต อ้างอิงเป็นตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ตัวแปรสถานะทุกตัวถูกป้อนกลับผ่านอัตราขยายการป้อนกลับ สถานะ k_1 , k_2 และ k_3 โดยก่าพารามิเตอร์ $b = b_{3eq}$ และ $J = J_{3eq}$



รูปที่ 4.13 แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน และตัวแปรสถานะ ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink การจำลองสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ โดยกำหนดให้ดำแหน่งเชิงมุมการหมุนอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ±60 องศา และ ±90 องศา ตามลำดับ ใช้ตัวกวบกุมแบบป้อนกลับสถานะ ผลการจำลองสถานการณ์แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 4.14 กราฟรูปที่ 4.15 และกราฟรูปที่ 4.16 ตามลำดับ



รูปที่ 4.14 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ



รูปที่ 4.15 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

จากกราฟรูปที่ 4.14 กราฟรูปที่ 4.15 และกราฟรูปที่ 4.16 จะเห็นได้ว่าผลตอบสนอง ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า เกิดค่าพุ่งเกินเล็กน้อย และค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมี ก่าประมาณเท่ากับศูนย์ โดยที่ค่าตัวแปรสถานะ x₂ และ x₃ จะมีค่าเข้าสู่ศูนย์ เมื่อระบบอยู่ใน สภาวะอยู่ตัวแล้ว



รูปที่ 4.16 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

และการจำลองสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ โดยกำหนดให้แนววิถีอินพุตอ้างอิงของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนไว้ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ ผลการจำลองสถานการณ์แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 4.17



รูปที่ 4.17 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ กำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงไว้ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ

จากกราฟรูปที่ 4.17 จะเห็นได้ว่าผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ้สามารถตามรอยแนววิถีอินพุตอ้างอิงได้ทุกค่า เกิดค่าพุ่งเกินเล็กน้อย และค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ ตัวมีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ โดยที่ค่าตัวแปรสถานะ x_2 และ x_3 จะมีค่าเข้าสู่ศูนย์ เมื่อระบบอยู่ใน สภาวะอยู่ตัวแล้ว

4.2.4 ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ

การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะด้วยวิธีวางตำแหน่งโพล และใช้การป้อนกลับ สถานะผ่านค่าอัตราขยายป้อนกลับสถานะที่เหมาะสม โดยระบบพลวัตดังกล่าวจะต้องสามารถ ตรวจวัดค่าตัวแปรสถานะได้ทุกตัว แต่ในกรณีนี้จะไม่ตรวจวัดค่าตัวแปรสถานะทั้งหมด เพราะเป็น การสิ้นเปลืองค่าใช้จ่ายในการจัดซื้อตัวตรวจรู้และค่าใช้จ่ายในการบำรุงรักษาโดยไม่จำเป็น จะใช้ วิธีการประมาณค่าตัวแปรสถานะแทน การประมาณค่าตัวแปรสถานะเป็นการสร้างแบบจำลองทาง คณิตศาสตร์ขึ้นมาเพื่อใช้ทดแทนค่าตัวแปรสถานะจริง เมื่อได้ก่าประมาณของตัวแปรสถานะแล้วก็ ทำการป้อนกลับผ่านอัตราขยายป้อนกลับสถานะที่ได้คำนวณไว้ โดยวิธีการประมาณค่าตัวแปร สถานะทุกตัว เราเรียกว่าตัวสังเกตสถานะแบ<mark>บเ</mark>ต็มอันดับ

จากสมการสถานะที่แสดงไว้ในสมการที่ (2-34) ระบบพลวัตจะมีสภาพสังเกตได้อย่าง สมบูรณ์ก็ต่อเมื่อเมทริกซ์สภาพสังเกตได้ดังในสมการที่ (4-16) จะต้องมีก่าลำดับชั้นเท่ากับลำดับชั้น ของเมทริกซ์ระบบ A โดยจะตรวจสอบก่าลำดับชั้นได้ด้วยการหาก่ากำหนดของเมทริกซ์ N ถ้าก่า กำหนดมีก่าไม่เท่ากับสูนย์แสดงว่าก่า<mark>ลำดับชั้นมีก่าเท่ากั</mark>บลำดับชั้นของเมทริกซ์ระบบ

$$\mathbf{N} = \begin{bmatrix} \mathbf{C} \\ \mathbf{C}\mathbf{A} \\ \mathbf{C}\mathbf{A}^2 \end{bmatrix}$$

(4-16)

เมื่อแทนค่าเมทริกซ์ A และเมทริกซ์ C ลงในสมการที่ (4-16) จะได้

$$\mathbf{N} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & -0.3969 & 0.4841 \end{bmatrix}$$

จะเห็นได้ว่า |N|=0.4814 และค่า |N|≠0 เพราะฉะนั้นค่าลำคับชั้นของเมทริกซ์ N มีค่าเท่ากับ ลำดับชั้นของเมทริกซ์ระบบ และแสดงได้ว่าระบบมีสภาพสังเกตได้อย่างสมบูรณ์

พิจารณาระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลาที่มีสมการสถานะดังในสมการที่ (2-34) การออกแบบตัวสังเกตจะใช้เวกเตอร์ xิ เป็นเวกเตอร์ประมาณก่าตัวแปรสถานะ และเพิ่มพจน์ ก่าผิดพลาดของการประมาณเข้าไปชดเชยความไม่ถูกต้องของเมทริกซ์ A และเมทริกซ์ B โดย ก่าผิดพลาดของการประมาณจะได้จากก่าแตกต่างระหว่างเอาต์พุตที่ได้จากการวัดคือ y กับเอาต์พุต ที่ได้จากการประมาณก่าคือ y ทำการป้อนกลับผ่านเมทริกซ์อัตราขยายตัวสังเกต L เพราะฉะนั้น สมการตัวสังเกตสถานะ จะสามารถแสดงได้ดังสมการที่ (4-17)

$$\dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = \mathbf{A}\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{B}u(t) + \mathbf{L}\left(y(t) - \tilde{y}(t)\right)$$

$$\tilde{y}(t) = \mathbf{C}\tilde{\mathbf{x}}(t)$$
(4-17)

โดยที่ $ilde{\mathbf{x}}(t)$ คือ เวกเตอร์ตัวแปรสถานะของตัวสังเกต

L คือ เมทริกซ์อัตราขยายตัวสังเกต $\begin{bmatrix} l_1; l_2; l_3 \end{bmatrix}^T$

 $ilde{y}(t)$ คือ เอาต์พุตที่ได้จากการประมาณก่าของตัวสังเกต

้ จากสมการที่ (4-7) และสมการที่ (4-17) สามารถเขียนสมการของตัวสังเกตสถานะ ได้ ดังนี้

$$\dot{\tilde{x}}_{1}(t) = \tilde{x}_{2}(t) + l_{1}\left(y(t) - \tilde{y}(t)\right)$$

$$\dot{\tilde{x}}_{2}(t) = -\frac{b_{3eq}}{J_{3eq}}\tilde{x}_{2}(t) + \frac{N_{t}K_{t}}{J_{3eq}}\tilde{x}_{3}(t) + l_{2}\left(y(t) - \tilde{y}(t)\right)$$

$$\dot{\tilde{x}}_{3}(t) = -\frac{N_{t}K_{b}}{L_{a}}\tilde{x}_{2}(t) - \frac{R_{a}}{L_{a}}\tilde{x}_{3}(t) + \frac{1}{L_{a}}u(t) + l_{3}\left(y(t) - \tilde{y}(t)\right)$$
(4-18)

แผนภาพบล็อกการออกแบบการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบ เต็มอันดับ แสดงได้ดังรูปที่ 4.18 จะเห็นได้ว่าค่าแตกต่าง y – y จะถูกป้อนกลับผ่านเมทริกซ์ L และค่าตัวแปรสถานะ x จะถูกป้อนกลับผ่านอัตรางยายป้อนกลับสถานะ k₁, k₂ และ k₃



รูปที่ 4.18 แผนภาพบลีอกการออกแบบการควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ 99

จากสมการที่ (4-6) ลบออกด้วยสมการที่ (4-16) จะได้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) - \dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = \mathbf{A} \left(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t) \right) - \mathbf{L} \left(y(t) - \tilde{y}(t) \right)$$

$$y(t) - \tilde{y}(t) = \mathbf{C} \left(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t) \right)$$
(4-19)

โดยที่ **x** – xิ เป็นค่าแตกต่างระหว่างเวกเตอร์สถานะจริงกับเวกเตอร์สถานะที่ได้จากการประมาณ ค่า และ y – yิ เป็นค่าแตกต่างระหว่างเอาต์พุตจริงกับเอาต์พุตที่ได้จากการประมาณค่า กำหนดให้ **e = x** – xิ จากสมการที่ (4-19) จะได้สมการค่าผิดพลาดตัวสังเกต ดังนี้

$$\dot{\mathbf{e}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\mathbf{e}(t) \tag{4-20}$$

เราพิจารณาระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา และใช้วิธีการตรวจสอบเสถียรภาพของ ระบบควบคุมด้วยเกณฑ์เสถียรภาพของเราท์ เช่นเดียวกันกับค่าขอบเขตของเมทริกซ์อัตราขยายการ ป้อนกลับสถานะ การหาค่าขอบเขตของเมทริกซ์อัตราขยายตัวสังเกตสถานะ L ที่ทำให้ระบบ ควบคุมยังมีเสถียรภาพ ซึ่งระบบควบคุมของตัวสังเกตสถานะมีสมการลักษณะเฉพาะ ได้ดังนี้

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{L}\mathbf{C}| = 0$$

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{L}\mathbf{C}| = \begin{bmatrix} s & 0 & 0 \\ 0 & s & 0 \\ 0 & 0 & s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & -0.3969 & 0.4841 \\ 0 & -25,663.7135 & -1,596.8663 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \\ l_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$(4-21)$$

$$= s^{3} + (l_{1} + 1.59 \times 10^{3})s^{2} + (1.59 \times 10^{3}l_{1} + l_{2} + 1.31 \times 10^{4})s + 1.31 \times 10^{4}l_{1} + 1.59 \times 10^{3}l_{2} + 0.48l_{3}$$

เขียนตารางของเราท์จากสัมประสิทธิ์ของสมการลักษณะเฉพาะดังนี้

$$\begin{array}{ccccc} s^{3} & & & 1 & & 1.59 \times 10^{3} l_{1} + l_{2} + 1.31 \times 10^{4} \\ s^{2} & & & l_{1} + 1.59 \times 10^{3} & & 1.31 \times 10^{4} l_{1} + 1.59 \times 10^{3} l_{2} + 0.48 l_{3} \\ s^{1} & & & \frac{\left(l_{1} + 1.59 \times 10^{3}\right)\left(1.59 \times 10^{3} l_{1} + l_{2} + 1.31 \times 10^{4}\right) - 1.31 \times 10^{4} l_{1} + 1.59 \times 10^{3} l_{2} + 0.48 l_{3} \\ s^{0} & & & 1.31 \times 10^{4} l_{1} + 1.59 \times 10^{3} l_{2} + 0.48 l_{3} \end{array}$$

ระบบควบคุมจะมีเสถียรภาพตามเกณฑ์เสถียรภาพของเราท์ ต่อเมื่อค่าสัมประสิทธิ์ทุกตัวในหลัก แรกของตารางของเราท์จะต้องมีค่าเป็นจำนวนบวกเท่านั้น จะได้ *l*₁, *l*₂ และ *l*₃ ดังนี้

ค่าสัมประสิทธิ์แถวที่ 2
$$l_1 + 1.59 \times 10^3 > 0$$
 แล้วจะได้ค่า $l_1 > -1.59 \times 10^3$
ค่าสัมประสิทธิ์แถวที่ 4
 $1.31 \times 10^4 l_1 + 1.59 \times 10^3 l_2 + 0.48 l_3 > 0$ แล้วจะได้ค่า $l_3 > \frac{-1.31 \times 10^4 l_1 - 1.59 \times 10^3 l_2}{0.48}$

ค่าสัมประสิทธิ์แถวที 3

$$(l_1 + 1.59 \times 10^3)(1.59 \times 10^3 l_1 + l_2 + 1.31 \times 10^4) - 1.31 \times 10^4 l_1 + 1.59 \times 10^3 l_2 + 0.48 l_3 > 0$$

แล้วจะได้ค่า $l_2 > \frac{-1.59 \times 10^3 l_1^2 - 2.56 \times 10^6 l_1 - 2.08 \times 10^7}{l_1 + 1.59 \times 10^3}$

การออกแบบตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันคับ จะกำหนคตำแหน่งโพลวงปิคของตัวสังเกต ไว้ที่ตำแหน่ง *s* = −500+500*j*, *s* = −500−500*j* และ *s* = −2,000 เพื่อให้ผลตอบสนองชั่วครู่ ของตัวสังเกตมีค่าประมาณของอัตราส่วนการหน่วง ζ ≈ 0.7 และความถี่ธรรมชาติไม่หน่วง *ω_n* ≈ 707 rad/s เพราะฉะนั้น<mark>ตัวสั</mark>งเกตจะมีสมการลักษณะเ<mark>ฉพาะได้ดังนี้</mark>

$$(s+500-500j)(s+500+500j)(s+2,000) = s^3 + 3 \times 10^3 s^2 + 2.5 \times 10^6 s + 1 \times 10^9$$
(4-22)

การหาเมทริกซ์อัตราขยายตัวสังเกตจะใช้สูตรของแอกเกอร์มันน์ที่แสดงในสมการที่ (2-47) และ กำหนดให้ $\phi(s) = s^3 + 3 \times 10^3 s^2 + 2.5 \times 10^6 s + 1 \times 10^9$ เพราะฉะนั้นเมทริกซ์ L จะหาได้ดัง สมการที่ (4-23) โดยที่ $\phi(\mathbf{A}) = \mathbf{A}^3 + 3 \times 10^3 \mathbf{A}^2 + 2.5 \times 10^6 \mathbf{A} + 1 \times 10^9 \mathbf{I}$

 $\mathbf{L} = \phi(\mathbf{A}) \begin{bmatrix} \mathbf{C} \\ \mathbf{C}\mathbf{A} \\ \mathbf{C}\mathbf{A}^2 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ (4-23)

เมื่อแทนค่าเมทริกซ์ ${f A}$ และเมทริกซ์ ${f C}$ จะได้

$$\phi(\mathbf{A}) = \begin{bmatrix} 1,000,000,000 & 2,486,385.6538 & 679.0648 \\ 0 & 981,585,826.8805 & 119,283.4648 \\ 0 & -6,323,603,939.0448 & 588,211,727.4383 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C} \\ \mathbf{CA} \\ \mathbf{CA}^2 \end{bmatrix}^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0.8199 & 2.0657 \end{bmatrix}$$

จากสมการที่ (4-23) จะได้เมทริกซ์ **L** ที่จะทำให้ตำแหน่งโพลวงปิดของตัวสังเกตถูกวางไว้ตาม ตำแหน่งที่กำหนดได้ ดังนี้ $l_1 = 1,402.7368$, $l_2 = 246,402.5301$ และ $l_3 = 1,215,062,440.4841$

เมื่อใช้การออกแบบตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็ม อันดับแล้ว จะสามารถหาฟังก์ชันถ่ายโอนของตัวควบคุมได้ จากรูปที่ 4.18 กำหนดให้สัญญาณ ควบคุม *u* = –**K**xิ และสมการตัวสังเกตสถ<mark>าน</mark>ะในสมการที่ (4-17) สามารถเขียนใหม่ได้ดังนี้

$$\dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C} - \mathbf{B}\mathbf{K})\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{L}\mathbf{y}(t)$$

$$u(t) = -\mathbf{K}\tilde{\mathbf{x}}(t)$$
(4-24)

้จากสมการที่ (4-24) เมื่อแทนค่าพารา<mark>มิเต</mark>อร์ต่าง ๆ จ<mark>ะไ</mark>ด้สมการตัวสังเกตสถานะ ดังนี้

$$\begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}}_{1} \\ \dot{\tilde{x}}_{2} \\ \dot{\tilde{x}}_{3} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1,402.74 & 1 & 0 \\ -246,401.63 & -0.39 & 0.48 \\ -1,215,078,727.57 & -31,454.41 & -2,007.61 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \tilde{x}_{1} \\ \tilde{x}_{2} \\ \tilde{x}_{3} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1,402.74 \\ 246,402.53 \\ 1,215,062,440.48 \end{bmatrix} y$$
$$u = -\begin{bmatrix} 211.5836 & 11.8634 & 0.8415 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \tilde{x}_{1} \\ \tilde{x}_{2} \\ \tilde{x}_{3} \end{bmatrix}$$

คำเนินการแปลงลาปลาสสมการที่ (4-24) และกำหนดให้เงื่อนไขเริ่มต้นเท่ากับศูนย์จะได้

$$\tilde{\mathbf{X}}(s) = \left(s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{L}\mathbf{C} + \mathbf{B}\mathbf{K}\right)^{-1} \mathbf{L}Y(s)$$

$$U(s) = -\mathbf{K}\tilde{\mathbf{X}}(s)$$
(4-25)

จากสมการที่ (4-25) จะได้ฟังก์ชันถ่ายโอนของตัวควบคุม ดังนี้

$$G_{C}(s) = \frac{U(s)}{-Y(s)} = \mathbf{K} \left(s\mathbf{I} - \mathbf{A} + \mathbf{L}\mathbf{C} + \mathbf{B}\mathbf{K} \right)^{-1} \mathbf{L}$$
(4-26)

จากสมการที่ (4-26) ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันคับ จะมีฟังก์ชันถ่ายโอนได้ดังนี้

$$G_{C}(s) = \frac{1,025,696,190.96s^{2}+7,261,461,076.25s+211,598,799,988.33}{s^{3}+3,410.75s^{2}+3,079,139.12s+1,105,421,911.29}$$

แผนภาพบล็อกการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า แสดงได้ดังรูปที่ 4.19 จะเห็นได้ว่าฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบขับเร้า *G_A(s*) เป็นระบบประเภทที่ 1 มีอันดับเท่ากับสาม ดังสมการที่ (4-11) และฟังก์ชันถ่ายโอนของตัวควบกุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกต สถานะแบบเต็มอันดับ *G_c(s)* เป็นระบบปร<mark>ะเภ</mark>ทที่ 0 มีอันดับเท่ากับสาม



รูปที่ 4.19 แผน<mark>ภาพบลีอกการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมก</mark>ารหมุนของระบบขับเร้า

$$T(s) = \frac{\alpha_L(s)}{\alpha_d(s)}$$

=
$$\frac{2.42 \times 10^{11} s^2 + 1.72 \times 10^{12} s + 5 \times 10^{13}}{s^6 + 5 \times 10^3 s^5 + 8.54 \times 10^6 s^4 + 6.07 \times 10^9 s^3 + 2.05 \times 10^{12} s^2 + 1.61 \times 10^{13} s + 5 \times 10^{13}}$$

การจำลองสถานการณ์การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ด้วยตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ โดยโปรแกรม MATLAB/Simulink แสดงได้ดังรูปที่ 4.20



รูปที่ 4.20 แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน และตัวแปรสถานะ ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink

การจำลองสถานการณ์จะกำหนดอินพุตอ้างอิงให้เหมือนกันกับตัวควบคุมแบบป้อนกลับ สถานะ โดยผลที่ได้จะให้ค่าการประมาณเวกเตอร์ตัวแปรสถานะ x ที่สอดคล้องกันกับเวกเตอร์ตัว แปรสถานะจริง x ดังกราฟที่แสดงไว้ในกราฟรูปที่ 4.14 กราฟรูปที่ 4.15 กราฟรูปที่ 4.16 และ กราฟรูปที่ 4.17 และค่าแตกต่างระหว่างเวกเตอร์ตัวแปรสถานะจริง x₁ กับเวกเตอร์การประมาณค่า ของตัวแปรสถานะ x₁ มีค่าน้อยมาก

การจำลองสถานการณ์ดังรูปที่ 4.20 กำหนดให้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องสา และผลตอบสนองแสดงได้ดังกราฟรูปที่ 4.21 จะเห็นได้ว่าได้ผลตอบสนองเหมือนกันกับ กราฟที่แสดงในรูปที่ 4.16 และจะสังเกตเห็นได้ว่าค่าแตกต่างระหว่างเวกเตอร์ตัวแปรสถานะจริง x_1 กับเวกเตอร์การประมาณค่าของตัวแปรสถานะ \tilde{x}_1 มีค่าน้อยมาก ดังนั้น แบบจำลองทาง คณิตศาสตร์ของตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับที่ได้ประมาณขึ้น สามารถนำไปใช้ประมาณค่า เวกเตอร์ตัวแปรสถานะ \tilde{x}_2 และ \tilde{x}_3 ที่ไม่ต้องการตรวจวัดค่าได้ โดยจะทำการตรวจวัดค่าเวกเตอร์ ตัวแปรสถานะจริงเฉพาะ x_1 เท่านั้น



รูปที่ 4.21 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ

4.2.5 การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบ

การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วย ตัวควบคุมแบบป้อนกลับ สถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ โดยที่ระบบขับเร้ามีสภาพควบคุมได้อย่างสมบูรณ์ และมีสภาพสังเกตได้อย่างสมบูรณ์ เมื่อได้ออกแบบอัตราขยายป้อนกลับสถานะ K และอัตราขยาย ตัวสังเกตสถานะ L ของระบบควบคุมแล้ว ต้องทำการตรวจสอบเสถียรภาพของระบบด้วย

ระบบระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา มีสมการสถานะคังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t)$$
$$y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t)$$

การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ กำหนดให้ $u = -\mathbf{K}\mathbf{\tilde{x}}$ และค่าแตกต่างระหว่างเวกเตอร์สถานะจริง กับเวกเตอร์สถานะจากตัวสังเกต $\mathbf{e}(t) = \mathbf{x}(t) - \mathbf{\tilde{x}}(t)$ จะได้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) - \mathbf{B}\mathbf{K}\tilde{\mathbf{x}}(t)$$

$$= (\mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K})\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{K}(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t))$$

$$= (\mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K})\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{K}\mathbf{e}(t)$$
(4-27)

จากสมการที่ (4-20) สมก<mark>ารก่</mark>าผิ<mark>คพลาดของตัวสังเกต และเ</mark>ขียนใหม่อีกครั้ง

$$\dot{\mathbf{e}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\mathbf{e}(t) \tag{4-28}$$

จากสมการที่ (4-27) และสมการที่ (4-28) จะได้สมการทางพลวัตของระบบที่ใช้การควบคุมแบบ ป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ ดังนี้

$$\begin{bmatrix} \dot{\mathbf{x}}(t) \\ \dot{\tilde{\mathbf{e}}}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K} & \mathbf{B}\mathbf{K} \\ \mathbf{0} & \mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x}(t) \\ \mathbf{e}(t) \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{x}_{T} \qquad (4-29)$$

การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา จะอาศัยหลักการ วิเคราะห์เสถียรภาพ ด้วยทฤษฎีบทเลียปูนอฟ (Lyapunov stability theorem) (Gopal, 2010) กำหนดให้ V(x) เป็นฟังก์ชันต่อเนื่องและเป็นฟังก์ชันสเกลาร์ โดยระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยน ตามเวลาจะมีเสถียรภาพต้องเป็นไปตามเงื่อนไขดังต่อไปนี้

(i)
$$V(\mathbf{x}) > 0, \ \mathbf{x} \neq \mathbf{0}$$

(ii)
$$V(\mathbf{0}) = \mathbf{0}$$

(iii)
$$\dot{V}(\mathbf{x}) \leq 0$$

เมื่อพิจารณาระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลาคังสมการที่ (4-29) จะได้

$$\dot{\mathbf{x}}_{T}(t) = \mathbf{A}_{T} \mathbf{x}_{T}(t) \tag{4-30}$$

สมการที่ (4-30) ระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลาจะมีเสถียรภาพวงกว้างเชิงเส้นกำกับ (globally asymptotically stable) รอบจุดกำเนิด ก็ต่อเมื่อแต่ละเมทริกซ์สมมาตรที่เป็นบวกแน่นอน เมทริกซ์ **Q** (symmetric positive definite matrix) ที่ทำให้เกิดเมทริกซ์สมมาตรที่เป็นบวกแน่นอน เมทริกซ์ **P** หนึ่งเดียว โดยมีความสัมพันธ์ดังสมการที่ (4-31)

$$\mathbf{A}_T^T \mathbf{P} + \mathbf{P} \mathbf{A}_T = -\mathbf{Q} \tag{4-31}$$

เมทริกซ์ **Q** เป็นเมทริกซ์สมมาตรที่เป็นบวกแน่นอน และกำหนดให้เป็นเมทริกซ์เอกลักษณ์ (identity matrix) ดังนี้

$$\mathbf{Q} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

้จากสมการที่ (4-29) เมื่อแทนค่าเมทริกซ์ต่าง ๆ จะได้เมทริกซ์ระบบ \mathbf{A}_{T} ดังนี้

$\mathbf{A}_{T} =$	0	1	0	0	0	0 -
	0	-0.3969	0.4841	0	0	0
	-103,284.4213	-31,456.7041	-2,007.6145	103,284.4213	5,792.9905	410.7482
	0	0	0	-1,402.7368	1	0
	0	0	0	-246,402.5301	-0.3969	0.4841
	0	0	0	-1,215,062,440.4841	-25,663.7135	-1,596.8663

โดยเมทริกซ์ \mathbf{A}_{T} มีค่าเจาะจง (eigenvalues) ทั้งหมดอยู่ด้านซ้ายบนแกนจินตภาพในระนาบเชิงซ้อน และกำหนดให้เมทริกซ์ \mathbf{P} เป็นเมทริกซ์สมมาตร ดังนี้

$$\mathbf{P} = \begin{bmatrix} p_{11} & p_{12} & p_{13} & p_{14} & p_{15} & p_{16} \\ p_{12} & p_{22} & p_{23} & p_{24} & p_{25} & p_{26} \\ p_{13} & p_{23} & p_{33} & p_{34} & p_{35} & p_{36} \\ p_{14} & p_{24} & p_{34} & p_{44} & p_{45} & p_{46} \\ p_{15} & p_{25} & p_{35} & p_{45} & p_{55} & p_{56} \\ p_{16} & p_{26} & p_{36} & p_{46} & p_{56} & p_{66} \end{bmatrix}$$

จากความสัมพันธ์ดังสมการที่ (4-31) เมื่อแทนค่าเมทริกซ์ **A**_r และเมทริกซ์ **Q** แล้ว จะได้ เมทริกซ์ **P** ดังนี้

P =	168.8519 53.2296	53.2296 22.1322	4.80×10^{-6} 1.42×10^{-3}	-425.4767 -139.8648	6.1538 1.1716	6.33×10^{-5} 1.73×10^{-4} 2.70×10^{-5}
	4.80×10° -425.4767	-139.8648	2.49×10 -9.6467	-9.6467 117,279,272.5104	-4.15×10 [°] 749.3307	2.79×10 [°] -135.5466
	6.1538	1.1716	-4.15×10^{-3}	749.3307	374.7164	0.0224
	6.33×10 ⁻⁵	1.73×10 ⁻⁴	2.79×10^{-5}	-135.5566	0.0224	3.27×10^{-4}

โดยเมทริกซ์ **P** มีค่าเจา<mark>ะจงทั้งหมดมากกว่าศูนย์ เพราะฉะนั้นเมท</mark>ริกซ์ **P** เป็นเมทริกซ์สมมาตรที่ เป็นบวกแน่นอน และเมื่อพิจา<mark>รณาพึงก์ชันเลียปูนอฟ $V(\mathbf{x}_{\tau})$ ดังสมการที่ (4-32)</mark>

กำหนดให้ $V(\mathbf{x}) > 0, \ \mathbf{x} \neq \mathbf{0}$ และ $V(\mathbf{0}) = \mathbf{0}$ ดำเนินการหาอนุพันธ์ของฟังก์ชันเลียปูนอฟ $V(\mathbf{x}_T)$ และเมื่อพิจารณาระบบเชิงเส้นดังสมการที่ (4-30) จะได้

$$\dot{V}(\mathbf{x}_{T}) = \dot{\mathbf{x}}_{T}^{T} \mathbf{P} \mathbf{x}_{T} + \mathbf{x}_{T}^{T} \mathbf{P} \dot{\mathbf{x}}_{T}$$

$$= (\mathbf{A}_{T} \mathbf{x}_{T})^{T} \mathbf{P} \mathbf{x}_{T} + \mathbf{x}_{T}^{T} \mathbf{P} (\mathbf{A}_{T} \mathbf{x}_{T})$$

$$= \mathbf{x}_{T}^{T} \mathbf{A}_{T}^{T} \mathbf{P} \mathbf{x}_{T} + \mathbf{x}_{T}^{T} \mathbf{P} \mathbf{A}_{T} \mathbf{x}_{T}$$

$$= \mathbf{x}_{T}^{T} (\mathbf{A}_{T}^{T} \mathbf{P} + \mathbf{P} \mathbf{A}_{T}) \mathbf{x}_{T}$$

$$= -\mathbf{x}_{T}^{T} \mathbf{Q} \mathbf{x}_{T}$$

$$(4-33)$$

เมื่อเมทริกซ์ \mathbf{Q} เป็นเมทริกซ์ที่เป็นบวกแน่นอน และ $\dot{V}(\mathbf{x}_{T})$ เป็นลบแน่นอน โดยที่ขนาด (norm) ของ \mathbf{x}_{T} จะหาได้จากสมการที่ (4-34)

$$\left\|\mathbf{x}_{T}\right\| = \left(\mathbf{x}_{T}^{T}\mathbf{P}\mathbf{x}_{T}\right)^{1/2} \tag{4-34}$$

เพราะฉะนั้นแล้วจะได้

$$V(\mathbf{x}_{T}) = \|\mathbf{x}_{T}\|^{2}$$
$$V(\mathbf{x}_{T}) \to \infty \quad i \vec{\mathfrak{D}} \quad \|\mathbf{x}_{T}\| \to \infty$$

ดังนั้น ระบบเชิงเส้นไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา ดังสมการที่ (4-29) หรือระบบควบคุมตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ใช้การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะ แบบเต็มอันดับ เมื่อดำเนินการวิเคราะห์ด้วยทฤษฎีเสถียรภาพของเลียปูนอฟแล้ว จะได้ว่า ระบบดังกล่าวมีเสถียรภาพวงกว้า<mark>งเชิ</mark>งเส้นกำกับรอบจุด<mark>กำเ</mark>นิด

4.3 การออกแบบตัวควบคุมของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ ในแนวแกน y (Heave, v) ที่ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch, θ) และ แนวแกน z (Roll, ϕ) ที่มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และ ±30 มิลลิเรเดียน โดยระบบแท่นรองรับ แม่เหล็กถูกขับเคลื่อนด้วยระบบขับเร้า จำนวน 3 ชุด เพื่อทำให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเกิด การเคลื่อนไหวได้ ลูปควบคุมด้านในเป็นการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ส่วนลูปควบคุมด้านนอกเป็นการควบคุมการเคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก จะใช้ ตัวควบคุมแบบอินทิกรัล เพื่อให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถตามรอยแนววิถีอ้างอิงและ คงค่าเอาต์พุตได้

4.3.1 การควบคุมระบบแท่นรองรับแม่เหล็กด้วยตัวควบคุมแบบอินทิกรัล

การออกแบบตัวควบคุมจะอาศัยสมการจลนศาสตร์ผกผันกำนวณก่าตำแหน่งเชิงมุม การหมุนให้กับระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยตัวควบคุมของระบบขับเร้าจะปรับให้ตำแหน่งเชิงมุม การหมุนเอาต์พุตมีก่าเท่ากับอินพุตอ้างอิงที่ได้จากสมการจลนศาสตร์ผกผัน เมื่อตัวแท่นรองรับ แม่เหล็กเกิดการเคลื่อนไหวจะทำการตรวจวัดระยะการเกลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุน รอบแนวแกน x และแนวแกน z และใช้ป้อนกลับเพื่อเปรียบเทียบกับอินพุตอ้างอิง โดยก่าผิดพลาด ที่เกิดขึ้นระหว่างอินพุตอ้างอิงกับเอาต์พุตจะถูกส่งเข้าตัวควบคุมแบบอินทิกรัล ตัวควบคุมจะสร้าง สัญญาณควบคุมที่เหมาะสมให้กับสมการจลนศาสตร์ผกผัน เพื่อปรับค่าตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ของระบบขับเร้าใหม่ เพื่อให้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวของเอาต์พุตมีค่าประมาณเท่ากับศูนย์

การออกแบบระบบควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องสาอิสระ แสดงได้ดังแผนภาพบล็อกในรูปที่ 4.22 จะเห็นได้ว่าระบบมีอินพุตอ้างอิงคือ v_d , θ_d และ ϕ_d ใช้สมการจลนศาสตร์ผกผัน ดังสมการที่ (3-26) กำนวณค่าตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับ ระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 (ลูปควบคุมด้านใน) ใช้การควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับ ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ และใช้สมการจลนศาสตร์ ดังสมการที่ (3-22) แทนตัวแท่นรองรับ แม่เหล็ก เอาต์พุตของระบบคือ v_L , θ_L และ ϕ_L แล้วทำการป้อนกลับเพื่อเปรียบเทียบกับ อินพุตอ้างอิง โดยลูปควบคุมด้านนอกใช้ตัวควบคุมแบบอินทิกรัล 1, 2 และ 3 (integral controllers) นอกจากนี้ระบบยังมีการรบกวนจากภายนอกคือ D_v , D_θ และ D_ϕ เข้ามาในระบบอีกทาง

การหาค่าอัตราขยายอินทิกรัล K_{I1} , K_{I2} และ K_{I3} จะใช้การหาค่าที่เหมาะที่สุด โดย ใช้เทคนิควิธีการ Response Optimization ในโปรแกรม MATLAB/Simulink และกำหนดกรอบ ของผลตอบสนองในสภาวะชั่วครู่และในสภาวะอยู่ตัวของเอาต์พุตระบบไว้ โปรแกรมจะหา ค่าเหมาะที่สุดของอัตราขยายอินทิกรัลที่ทำให้ผลตอบสนองเอาต์พุตระบบเป็นไปตามกรอบที่ กำหนดไว้ และจะใช้วิธีการหาค่าเหมาะที่สุดให้กับอัตราขยายอินทิกรัล ด้วย Simplex Search Method (Tippayawannakorn, 2013 และ Nayak, 2017)



รูปที่ 4.22 แผนภาพบล็อกระบบควบคุมการเคลื่อนไหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับ แม่เหล็ก 3 องศาอิสระ

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กตามรูปที่ 3.1 รูปที่ 3.2 และรูปที่ 3.3 เมื่อเกิดการเคลื่อนที่ ในแนวแกน y (v) การหมุนรอบแนวแกน x (θ) และแนวแกน z (ϕ) กำหนดให้ตัวแปรสถานะ $\mathbf{x} = \begin{bmatrix} v & \theta & \phi \end{bmatrix}^T$ และเวกเตอร์ก่าผิดพลาดของการเกลื่อนที่และการหมุน $\mathbf{\tilde{v}}$ ดังนี้

$$\tilde{\mathbf{v}} = \mathbf{x}_d - \mathbf{x}_L$$

$$\begin{bmatrix} \tilde{v} \\ \tilde{\theta} \\ \tilde{\phi} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} v_d \\ \theta_d \\ \phi_d \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} v_L \\ \theta_L \\ \phi_L \end{bmatrix}$$
(4-35)

จากสมการที่ (4-35) การออกแบบตัวควบคุมต้องสามารถทำให้ก่าผิดพลาดของการเกลื่อนที่และ การหมุนมีก่าประมาณเท่ากับศูนย์ให้ได้ เมื่อเวลาเข้าสู่อนันต์

$$\lim_{t \to \infty} \tilde{\mathbf{v}} = \lim_{t \to \infty} = \begin{bmatrix} \tilde{v} & \tilde{\theta} & \tilde{\phi} \end{bmatrix}^T = 0$$
(4-36)

จากรูปที่ 4.22 สามารถเขียนแผนภาพบล็อกการควบคุมการเคลื่อนไหวของระบบแท่นรองรับ แม่เหล็ก ได้ดังรูปที่ 4.23 จะเห็นได้ว่าการควบคุมลูปด้านในเป็นการควบคุมตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้า และการควบคุมลูปด้านนอกเป็นการควบคุมการเคลื่อนไหวของ ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก



รูปที่ 4.23 แผนภาพบล็อกการควบคุมการเคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

กำหนดให้ Γ⁻¹ คือสมการจลนศาสตร์ผกผัน Γ คือสมการจลนศาสตร์ *G_T* คือตัวควบคุมแบบ อินทิกรัล **x**_d คืออินพุตอ้างอิง และ **x**_L คือเอาต์พุตของระบบ โดยที่การควบคุมลูปด้านใน จะประมาณให้เป็นอิสระต่อการควบคุมลูปด้านนอก เมื่อพิจารณาระบบแบบเวลาไม่ต่อเนื่อง (discreat time) และกำหนดเงื่อนไขให้การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า ดังนี้

$$\alpha_L(k) = \alpha_d(k-1) \tag{4-37}$$

การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าอยู่ภายใต้ระบบควบคุมที่มีเสถียรภาพ แล้ว จะประมาณให้การควบคุมดังกล่าวเป็นการประวิงเวลา (time delay) โดยค่าเวลาประวิงของ ระบบขับเร้าจะได้จากการทดลองจริง พิจารณาระบบแบบเวลาไม่ต่อเนื่องและกำหนดช่วงเวลาการ ชักตัวอย่าง (sampling time, *S_p*) ไว้เท่ากับ 0.001 วินาที จากรูปที่ 4.23 จะสามารถเขียนแผนภาพ บล็อกการควบคุมการเคลื่อนไหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กแบบเวลาไม่ต่อเนื่อง และการ ประวิงเวลาของระบบขับเร้า แสดงได้ดังรูปที่ 4.24



รูปที่ 4.24 แผนภาพบล็อกการควบคุมการเคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก แบบเวลาไม่ต่อเนื่อง และการประวิงเวลาของระบบขับเร้า

จะเห็นได้ว่าฟังก์ชันถ่ายโอนอยู่ในรูป z โดเมน $G_{T}(z)$ คือตัวควบคุมแบบอินทิกรัล H คือตัวตรวจ รู้ และ z^{-n} คือเวลาประวิงของระบบขับเร้า และค่า n คือจำนวนเท่าของช่วงเวลาการชักตัวอย่าง จากรูปที่ 4.24 สามารถเขียนแผนภาพบล็อกการควบคุมการเคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับ แม่เหล็กแบบเวลาไม่ต่อเนื่อง และการประวิงเวลาของระบบ ได้ดังรูปที่ 4.25



รูปที่ 4.25 แผนภาพบล็อกการควบ<mark>คุมการ</mark>เคลื่อนไหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก แบบเวลาไม่ต่อเนื่อง แ<mark>ล</mark>ะการป<mark>ร</mark>ะวิ่งเวลาของระบบ

จะเห็นได้ว่า Γ^{-1} และ Γ รวมกันไ<mark>ด้ค่า</mark>ประมาณให้เท่ากับหนึ่ง K_s คือเมทริกซ์อัตราขยายของ ้ตัวตรวจรู้ ทั้งนี้ นอกจากระบบ<mark>ขับเ</mark>ร้ามีการประวิงเวล<mark>าแล้</mark>ว การเคลื่อนที่และการหมุนของระบบ แท่นรองรับแม่เหล็กยังเกิดการประวิงเวลาขึ้นอีกด้วย

การควบคุมลูปด้านนอกจะใช้ตัวควบคุมแบบอินทิกรัล ซึ่งมีสมการของตัวควบคุมได้ ดังสมการที่ (4-38) กำหนดให้ K, คือเมทริกซ์อัตราขยายของอินทึกรัล

$$G_T(z) = S_p \frac{K_I}{z-1}$$

ให้เมทริกซ์อัตราขยายของอินทิกรัล ดังนี้

(4-38)

กำหนดให้เมทริกซ์อัตราขยายของอินทิกรัล ดังนี้

$$K_{I} = \begin{bmatrix} K_{I1} & 0 & 0 \\ 0 & K_{I2} & 0 \\ 0 & 0 & K_{I3} \end{bmatrix}$$

และกำหนดให้เมทริกซ์อัตราขยายของตัวตรวจรู้ ดังนี้

$$K_{S} = \begin{bmatrix} K_{v} & 0 & 0 \\ 0 & K_{\theta} & 0 \\ 0 & 0 & K_{\phi} \end{bmatrix}$$

จากการทดสอบการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า จะได้ค่าเวลาประวิง ประมาณ 0.1 วินาที และการทดสอบการเคลื่อนไหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก จะได้ค่าเวลา ประวิงของระบบประมาณ 0.45 วินาที (แสดงไว้ในบทที่ 5) เพราะฉะนั้นจะได้ฟังก์ชันถ่ายโอนวง ปิดของระบบที่มีค่า *n* = 450 ดังสมการที่ (4-39)

$$\left(z^{451} - z^{450} + S_p K_I K_S\right) x_L(z) = S_p K_I K_S x_d(z)$$
(4-39)

การทำอินเวอร์ฟังก์ชันถ่ายโอนในรูปของ z โคเมน ให้อยู่ในรูปของปริภูมิสถานะ

$$x_{L}(k+451) - x_{L}(k+450) - S_{p}K_{I}K_{s}x_{L}(k) = S_{p}K_{I}K_{s}x_{d}(k)$$
(4-40)

จากสมการที่ (4-43) จะได้สมการสถานะแบบเวลาไม่ต่อเนื่องของระบบดังนี้

$$\begin{bmatrix} x_{L}(k+1) \\ x_{L}(k+2) \\ \vdots \\ \vdots \\ x_{L}(k+450) \\ x_{L}(k+451) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & I & 0 & \cdots & 0 & 0 \\ 0 & 0 & I & \cdots & 0 & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & I & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 0 & I \\ -S_{p}K_{I}K_{S} & 0 & 0 & \cdots & 0 & I \\ -S_{p}K_{I}K_{S} & 0 & 0 & \cdots & 0 & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{L}(k) \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+450) \\ x_{L}(k+450) \\ x_{L}(k+450) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+450) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+449) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}(k+450) \\ x_{L}(k+450) \\ \vdots \\ x_{L}($$

เมทริกซ์ x_{k+1} มีขนาคมิติ 1,353x1 เมทริกซ์ A_k มีขนาคมิติ 1,353x1,353 เมทริกซ์ x_k มีขนาคมิติ 1,353x1 เมทริกซ์ B_k มีขนาคมิติ 1,353x3 เมทริกซ์ u_k มีขนาคมิติ 3x1 เมทริกซ์ C_k มีขนาคมิติ 3x1,353 และเมทริกซ์ I คือเมทริกซ์เอกลักษณ์มีขนาคมิติ 3x3 จากสมการที่ (4-39) และสมการที่ (4-41) ใช้การตรวจสอบเสถียรภาพของระบบแบบเวลา ไม่ต่อเนื่อง โดยที่ระบบพลวัตจะมีเสถียรภาพเชิงเส้นกำกับ (asymptotically stable) ก็ต่อเมื่อ เมทริกซ์ระบบ A_k มีขนาดของค่าเจาะจง (magnitude of eigenvalues) ทุกค่าน้อยกว่าหนึ่ง โดย ผลจากการกำนวณเมื่อค่าอัตราขยาย K₁K_s < 3 จะทำให้ขนาดของค่าเจาะจงของเมทริกซ์ระบบ A_k ทุกค่าน้อยกว่าหนึ่ง ดังนั้น ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กจะมีเสถียรภาพเชิงเส้นกำกับได้ ก็ต่อเมื่อ อัตราขยาย K₁K_s ต้องมีค่าน้อยกว่าสาม (Gopal, 2010 และ Eduardo, 2011)

4.3.3 การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง

การควบคุมการเคลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กแบบตามรอยแนว วิถีอ้างอิง (reference trajectory tracking) เป็นการกำหนดแนววิถีอ้างอิงของการเคลื่อนใหวไว้และ กำหนดให้เป็นอินพุตอ้างอิง ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และ แนวแกน z จากนั้นระบบควบคุมจะปรับตัวเองเพื่อให้ผลตอบสนองเอาต์พุตของระบบเป็นไปตาม แนววิถีอ้างอิงที่กำหนดไว้ การควบคุมแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงจะยังไม่พิจารณาการรบกวนจาก ภายนอก โดยแผนภาพบล็อกการควบคุมการเคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงของระบบ แท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ จะอ้างอิงตามรูปที่ 4.22 กำหนดให้การรบกวนจากภายนอก D_v , D_{θ} และ D_x มีค่าเท่ากับศูนย์

การจำลองสถานการณ์การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง จะใช้ โปรแกรม MATLAB/Simulink และใช้สมการจลนศาสตร์ผกผันดังสมการที่ (3-26) คำนวณค่า ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 ใช้การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ของระบบขับเร้า ดังแผนภาพในรูปที่ 4.20 และใช้สมการจลนศาสตร์ดังสมการที่ (3-22) แทนตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุมการเคลื่อนใหว แบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink แสดงได้ดังรูปที่ 4.26

การหาค่าอัตราขยายอินทิกรัล K₁₁, K₁₂ และ K₁₃ ใช้การหาค่าเหมาะที่สุด โดยใช้เทคนิค วิธีการ Response Optimization ในโปรแกรม MATLAB/Simulink และกำหนดกรอบของ ผลตอบสนองในสภาวะชั่วครู่และในสภาวะอยู่ตัวของเอาต์พุตระบบไว้ และวิธีการหาค่าเหมาะ ที่สุดด้วย Simplex Search Method จากรูปที่ 4.26 กำหนดให้อินพุตอ้างอิงเป็นสัญญาณแบบขั้น ดังนี้ การเคลื่อนที่ในแนวแกน y +6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x +20 มิลลิเรเดียน และแนวแกน z +30 มิลลิเรเดียน ค่าอัตราขยาย g4=0.001 และอัตราขยาย g5=1,000 และกำหนดให้กรอบของ ผลตอบสนองเอาต์พุตของระบบ ดังนี้ เวลาขึ้น 10 วินาที เวลาเข้าที่ 20 วินาที ค่าพุ่งเกินสูงสุดเท่ากับ 1 เปอร์เซ็นต์ และค่าผิดพลาดสภาวะอยู่ตัวเท่ากับ 0.01 เปอร์เซ็นต์



รูปที่ 4.26 แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุมการเคลื่อนไหว แบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink

จำลองสถานการณ์หาค่าเหมาะที่สุดของอัตราขยายอินทิกรัล โดยเริ่มต้นที่การเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ตามลำดับ โปรแกรมจะให้ค่าเหมาะที่สุดของอัตราขยาย อินทิกรัล ที่ทำให้ผลตอบสนองเอาต์พุตระบบเป็นไปตามกรอบที่กำหนดไว้ ดังนี้ *K*₁₁ = 0.4024, *K*₁₂ = 0.4026 และ *K*₁₃ = 0.4021 ตามลำดับ

จากนั้นดำเนินการ<mark>จำลองสถานการณ์การควบคุมการ</mark>เคลื่อนไหวแบบตามรอยแนววิถี อ้างอิงของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ผลการจำลองสถานการณ์มีดังนี้

กราฟรูปที่ 4.27 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับ แม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง +6 มิลลิเมตร และตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

กราฟรูปที่ 4.28 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับ แม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง –6 มิลลิเมตร และตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

กราฟรูปที่ 4.29 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง +20 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กราฟรูปที่ 4.30 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –20 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

กราฟรูปที่ 4.31 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง +30 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

กราฟรูปที่ 4.32 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –30 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

จากกราฟรูปที่ 4.27 จนถึงกราฟรูปที่ 4.32 จะเห็นได้ว่าเมื่อกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิง (reference trajectory input) ไว้แล้ว ระบบควบคุมมีความสามารถปรับค่าตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ของระบบขับเร้า (angular position) ทั้งสามชุด เพื่อให้เอาต์พุตของระบบ (simulated) สามารถตาม รอยแนววิถีอ้างอิงได้ทุกค่า โดยไม่เกิดค่าพุ่งเกิน และค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมีค่าประมาณ เท่ากับศูนย์





รูปที่ 4.27 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง +6 มิลลิเมตร และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3


รูปที่ 4.28 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง –6 มิลลิเมตร และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 4.29 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง +20 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 4.30 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –20 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 4.31 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง +30 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 4.32 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –30 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

4.3.4 การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต

การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต (output regulation) เป็นการกำหนด เป้าหมายของการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ให้มีค่าคงที่ไว้ และกำหนดให้เป็นอินพุตอ้างอิงคือ v_d , θ_d และ ϕ_d เมื่อมีการรบกวนจากภายนอกคือ D_v , D_θ และ D_ϕ เข้ามาในระบบแล้วทำให้ระบบเกิดการเปลี่ยนแปลงขึ้น จากนั้นระบบควบคุมจะปรับตัว เองเพื่อให้ผลตอบสนองเอาต์พุตของระบบยังคงมีค่าคงที่เท่ากับอินพุตอ้างอิง แผนภาพบล็อกการ ควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุตของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ จะอ้างอิง ตามรูปที่ 4.22 และกำหนดให้อินพุตอ้างอิงคือ v_d , θ_d และ ϕ_d มีค่าคงที่ไว้

ในการจำลองสถานการณ์การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต จะคล้ายกันกับ การเคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง โดยแผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุม การเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุตของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink แสดงได้ดังรูปที่ 4.33 จะเห็นได้ว่ากำหนดให้การรบกวนจากภายนอก เป็นอินพุตที่เข้ามาในระบบคือ $D_v = D1$, $D_{\theta} = D2$ และ $D_{\phi} = D3$ จากนั้นดำเนินการจำลอง สถานการณ์การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต โดยกำหนดให้อินพุตเป็นการรบกวนจาก ภายนอกที่เข้ามาในระบบ ดังนี้ D_v มีค่าเท่ากับ ±6 มิลลิเมตร D_{θ} มีค่าเท่ากับ ±20 มิลลิเรเดียน และ D_{ϕ} มีค่าเท่ากับ ±30 มิลลิเรเดียน และกำหนดให้อินพุตอ้างอิง v_d , θ_d และ ϕ_d มีค่าเท่ากับศูนย์



รูปที่ 4.33 แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์การควบคุมการเคลื่อนไหว แบบคงค่าเอาต์พุตของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink

โดยผลการจำลองสถานการณ์มีดังนี้

กราฟรูปที่ 4.34 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับ แม่เหล็ก กำหนดการรบกวนจากภายนอกที่เข้ามาในระบบ *D*, มีค่าเท่ากับ ±6 มิลลิเมตร และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

กราฟรูปที่ 4.35 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดการรบกวนจากภายนอกที่เข้ามาในระบบ *D*₀ มีค่าเท่ากับ ±20 มิลลิเรเดียน และตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

กราฟรูปที่ 4.36 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดการรบกวนจากภายนอกที่เข้ามาในระบบ D_g มีค่าเท่ากับ ±30 มิลลิเรเดียน และตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 แล<mark>ะ</mark> 3

จากกราฟรูปที่ 4.34 ถึงกราฟรูปที่ 4.36 จะเห็นได้ว่าเมื่อกำหนดอินพุตอ้างอิง (reference input) มีค่าคงที่เท่ากับศูนย์ไว้แล้ว ให้มีการรบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบ (disturbance input) และทำให้ระบบเกิดการเปลี่ยนแปลงขึ้น ระบบควบคุมมีความสามารถปรับค่าตำแหน่งเชิงมุมการ หมุนของระบบขับเร้า (angular position) ทั้งสามชุด เพื่อให้ผลตอบสนองเอาต์พุตของระบบ (simulated) มีค่าคงที่เท่ากับอินพุตอ้างอิงได้ โดยไม่เกิดค่าพุ่งเกิน และค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมี ค่าประมาณเท่ากับศูนย์





รูปที่ 4.34 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดการรบกวนจากภายนอก D_v มีก่าเท่ากับ ±6 มิลลิเมตร และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 4.35 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน x ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดการรบกวนจากภายนอก D_g มีค่าเท่ากับ ±20 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 4.36 กราฟผลตอบสนองการหมุนรอบแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก กำหนดการรบกวนจากภายนอก D_g มีค่าเท่ากับ ±30 มิลลิเรเดียน และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

4.3.5 การตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้

การใช้ตัวตรวจรู้ทำการวัดค่าการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) การหมุนรอบ แนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll) ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กนั้น โดยค่าที่ตรวจวัดได้จะถูก นำไปใช้ป้อนกลับให้กับระบบควบคุมอัดโนมัติ ถ้าหากตัวตรวจรู้เกิดความบกพร่องหรือผิดปกติขึ้น ก่าที่ตรวจวัดได้จะผิดพลาดไปจากความเป็นจริง ขณะที่ระบบควบคุมยังทำงานตามก่าผิดพลาด ที่เกิดขึ้น แต่ระบบพลวัตไม่ได้เกิดความบกพร่องหรือผิดปกติขึ้นเลย เพราะฉะนั้นการตรวจสอบ ความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ (sensor fault detection) จึงมีความสำคัญอย่างยิ่งต่อระบบควบคุม แบบอัตโนมัติ เมื่อสามารถทำการตรวจสอบความผิดพลาดที่เกิดขึ้นได้แล้ว ก็จะสามารถคำเนินการ แก้ไขปัญหาได้อย่างถูกต้องและเหมาะสม การตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้จะอาศัย ตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ (full-order state observer) เพื่อหาค่าที่เหลืออยู่ (residual generation) หรือก่าแตกต่างระหว่างเอาต์พุตระบบที่รวมก่าความผิดพลาดของตัวตรวจรู้แล้ว กับเอาต์พุตระบบที่ได้จากตัวสังเกตสถานะ (Supat, 2009) แผนภาพบล็อกการตรวจสอบ ความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave, Pitch และ Roll สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 4.37



รูปที่ 4.37 แผนภาพบล็อกการตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ของ Heave, Pitch และ Roll

จากรูปที่ 4.37 พิจารณาระบบเชิงเส้น ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา ระบบวงเปิดจะมีสมการ สถานะได้ดังนี้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}u(t)$$

$$y_a(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t)$$
(4-42)

กำหนดให้สมการจลนศาสตร์คือ Γ และสมการจลนศาสตร์ผกผันคือ Γ^{-1} เพราะฉะนั้น จะใด้ $y_p(t) = \Gamma y_a(t)$ และกำหนดให้ $f_s(t)$ คือความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ ดังนั้น จะได้ สมการเอาต์พุตของระบบ ดังนี้

$$y(t) = \Gamma \mathbf{C} \mathbf{x}(t) + f_s(t)$$
(4-43)

์ และจะได้สมการของตัวสังเกตสถานะ<mark>แบ</mark>บเต็มอัน<mark>ดับ</mark> ดังนี้

$$\dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = \mathbf{A}\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{B}u(t) + \mathbf{L}\Gamma^{-1}e(t)$$

$$= \mathbf{A}\tilde{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{B}u(t) + \mathbf{L}\Gamma^{-1}\left(\Gamma y_{a}(t) + f_{s}(t) - \Gamma \tilde{y}_{a}(t)\right)$$

$$\tilde{y}_{a}(t) = \mathbf{C}\tilde{\mathbf{x}}(t)$$
(4-44)

เมื่อก่าผิดพลาดของตัวแปรสถานะ $\mathbf{e}(t) = \mathbf{x}(t) - \mathbf{\tilde{x}}(t)$ และสมการที่ (4-42) ลบออกด้วยสมการ ที่ (4-44) จะได้

$$\dot{\mathbf{x}}(t) - \dot{\tilde{\mathbf{x}}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})(\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t)) - \mathbf{L}\Gamma^{-1}f_s(t)$$

$$\dot{\mathbf{e}}(t) = (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\mathbf{e}(t) - \mathbf{L}\Gamma^{-1}f_s(t)$$
(4-45)

10

และจะได้ค่าผิดพลาดของตัวแปรสถานะทางด้านเอาต์พุตของระบบ ดังนี้

$$e(t) = y(t) - \Gamma \mathbf{C} \tilde{\mathbf{x}}(t)$$

= $\Gamma \mathbf{C} \mathbf{x}(t) + f_s(t) - \Gamma \mathbf{C} \tilde{\mathbf{x}}(t)$
= $\Gamma \mathbf{C} (\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t)) + f_s(t)$ (4-46)

จากสมการที่ (4-46) ถ้าหากก่าผิดพลาดของตัวแปรสถานะ **x**(*t*) – **x**(*t*) มีก่าประมาณ เท่ากับศูนย์แล้ว จะได้ก่าผิดพลาดของตัวแปรสถานะทางด้านเอาต์พุตของระบบ *e*(*t*) มีก่า เท่ากับความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ $f_s(t)$ เพราะฉะนั้นค่าที่เหลืออยู่ (residual generation) จะ สามารถหาได้ดังสมการที่ (4-47)

$$r(t) = \mathbf{W}_r e(t) \tag{4-47}$$

์ โดยเมทริกซ์ $\mathbf{W}_{\!\scriptscriptstyle \! P}$ ใช้สำหรับออกแบบเพื่อให้เห็นคุณลักษณะของสัญญาณค่าที่เหลืออยู่

การจำลองสถานการณ์เพื่อตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ ของการเคลื่อนที่ใน แนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z โดยจะใช้แผนภาพบล็อกการจำลอง สถานการณ์เพื่อตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave, Pitch และ Roll ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 4.38 ซึ่ง Fs1, Fs2 และ Fs3 คือค่าความผิดพลาด ของตัวตรวจรู้ Heave, Pitch และ Roll



รูปที่ 4.38 แผนภาพบล็อกการจำลองสถานการณ์เพื่อตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave, Pitch และ Roll ด้วยโปรแกรม MATLAB/Simulink

โดยผลการจำลองสถานการณ์มีดังนี้

กราฟรูปที่ 4.39 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดอินพุตอ้างอิง Heave ไว้ที่ +4 มิลลิเมตร เมื่อเวลาผ่านไป 30 วินาที กำหนดให้เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave ขึ้น ขนาด +1 มิลลิเมตร

กราฟรูปที่ 4.40 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดอินพุตอ้างอิง Pitch ไว้ที่ +15 มิลลิเรเดียน เมื่อเวลาผ่านไป 30 วินาที กำหนดให้เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Pitch ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน

กราฟรูปที่ 4.41 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดอินพุตอ้างอิง Roll ไว้ที่ +20 มิลลิเรเดียน เมื่อเวลาผ่านไป 30 วินาที กำหนดให้เกิดกวามผิดพลาดขอ<mark>งตัวตรว</mark>จรู้ Roll ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน

กราฟรูปที่ 4.42 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยกำหนดอินพุตอ้างอิง Heave ไว้ที่ +4 มิลลิเมตร เมื่อเวลาผ่านไป 30 วินาที กำหนดให้เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave ขึ้น ขนาด +1 มิลลิเมตร เกิดความ ผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Pitch และ Roll ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน

จากกราฟรูปที่ 4.39 จนถึงกราฟรูปที่ 4.41 จะเห็นได้ว่าเมื่อกำหนดอินพุตอ้างอิง (reference input) ไว้ เวลาผ่านไป 30 วินาที เมื่อตัวตรวจรู้เกิดกวามผิดพลาดขึ้น ระบบจะสามารถตรวจสอบค่า กวามผิดพลาดของตัวตรวจรู้ได้ จากก่าที่เหลืออยู่ (residual generation) เมื่อสามารถตรวจวัดก่า กวามผิดพลาดของตัวตรวจรู้ได้แล้ว ในการใช้งานจริงอาจมีการติดตั้งตัวตรวจรู้อีกตัวกู่ขนานกันไว้ หรือออกแบบให้ตัวกวบคุมสามารถปรับก่าตามกวามผิดพลาดของตัวตรวจรู้ได้

จากกราฟรูปที่ 4.42 จะเห็นได้ว่าเมื่อกำหนดอินพุตอ้างอิงไว้แล้ว เวลาผ่านไป 30 วินาที เมื่อ ตัวตรวจรู้เกิดกวามผิดพลาดขึ้นพร้อมกันทั้งสามตัว ระบบจะสามารถตรวจสอบค่ากวามผิดพลาด ของตัวตรวจรู้ทั้งสามตัวพร้อมกันได้ จากค่าที่เหลืออยู่



รูปที่ 4.39 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll กำหนดอินพุตอ้างอิง Heave ไว้ที่ +4 มิลลิเมตร และที่เวลา 30 วินาที เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave ขึ้น ขนาด +1 มิลลิเมตร



รูปที่ 4.40 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll กำหนดอินพุตอ้างอิง Pitch ไว้ที่ +15 มิลลิเรเดียน และที่เวลา 30 วินาที เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Pitch ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน



รูปที่ 4.41 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll กำหนดอินพุตอ้างอิง Roll ไว้ที่ +20 มิลลิเรเดียน และที่เวลา 30 วินาที เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Roll ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน



รูปที่ 4.42 กราฟผลตอบสนองการเคลื่อนที่และการหมุน Heave, Pitch และ Roll กำหนดอินพุตอ้างอิง Heave ไว้ที่ +4 มิลลิเมตร และที่เวลา 30 วินาที เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Heave ขึ้น ขนาด +1 มิลลิเมตร เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Pitch ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน และ เกิดความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ Roll ขึ้น ขนาด +3 มิลลิเรเดียน

4.4 สรุป

การออกแบบระบบควบคุมการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ให้มีความสามารถเคลื่อนใหวได้ 3 องศาอิสระ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุน รอบแนวแกน x และแนวแกน z ตามค่าพิกัดที่กำหนดไว้ และสามารถเคลื่อนใหวอัตโนมัติได้ทั้ง แบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงค่าเอาต์พุต การออกแบบเริ่มต้นด้วยการวัดค่าและการ ระบุเอกลักษณ์พารามิเตอร์ของระบบขับเร้า การหาฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบขับเร้า ออกแบบการ ควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า (ลูปควบคุมค้านใน) ด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ ใช้การหาค่าเหมาะที่สุดให้กับอัตราขยายพีไอ และตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับ ตัวสังเกตสถานะแบบเติ่มอันดับ ใช้วิธีการวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบ ตรวจสอบเสถียรภาพ ของระบบขับเร้าด้วยเกณฑ์เสถียรภาพของเราท์และทฤษฎีบทเลียปูนอฟ จำลองสถานการณ์เพื่อ ดูผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนเอาต์พุตของระบบขับเร้า โดยผลการจำลองสถานการณ์

จากนั้นออกแบบการควบคุมการเคลื่อน ใหวอัต โนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ด้วยตัวกวบคุมแบบอินทิกรัล ใช้การหาก่าเหมาะที่สุดให้กับอัตราขยายอินทิกรัล โดยระบบขับเร้า ใช้ตัวกวบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ ตรวจสอบเสถียรภาพ ของระบบแท่นรองรับแม่เหลีกในโดเมน z แบบเวลาไม่ต่อเนื่อง จำลองสถานการณ์การเคลื่อนไหว อัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหลีกแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง ระบบควบคุมมีกวามสามารถ ปรับให้ก่าเอาต์พุตของระบบสามารถตามรอยแนววิถีอ้างอิงที่กำหนดไว้ได้ และการเคลื่อนไหว อัตโนมัติแบบคงก่าเอาต์พุต เมื่อเกิดการรบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบแล้ว ระบบควบคุม สามารถปรับให้ก่าเอาต์พุต ของระบบคงที่ตามอินพุตอ้างอิงได้ โดยผลการจำลองสถานการณ์ทั้ง สองกรณี ไม่เกิดก่าพุ่งเกิน และก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมีก่าประมาณเท่ากับสูนย์ และจำลอง สถานการณ์การตรวจสอบกวามผิดพลาดของตัวตรวจรู้ก่าเอาต์พุตของระบบ โดยระบบสามารถ ตรวจสอบก่าความผิดพลาดของตัวตรวจรู้ได้

บทที่ 5

การทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

5.1 บทนำ

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ออกแบบและจัดสร้างขึ้นจะได้รับการทดสอบ มีขั้นตอนดังนี้ ดิดตั้งบอร์ดควบคุมที่ต่อประสานอุปกรณ์ เช่น มอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรง ตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้า ตัวตรวจรู้ระยะการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ตัวตรวจรู้มุมการหมุนรอบ แนวแกน x และแนวแกน z แล้วต่อประสานบอร์ดควบคุมเข้ากับคอมพิวเตอร์ จากนั้นเขียน โปรแกรมการควบคุมระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง และการควบคุมการ เกลื่อนใหวของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ทำการทดสอบการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของ ระบบขับเร้าก่อน ทั้งตัวควบคุมแบบพี่ไอและตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกต สถานะแบบเต็มอันดับ จากนั้นทำการทดสอบการควบคุมการเกลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบ แท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงก่าเอาต์พุต โดยผลที่

5.2 การติดตั้งอุป<mark>กรณ์ระบบควบคุม</mark>

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กประกอบติดตั้งแล้วเสร็จ ใช้ระบบขับเร้า จำนวน 3 ชุด ที่มี มอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงเป็นตัวขับเร้าและใช้ตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุน การเคลื่อนไหว ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กใช้ตัวตรวจรู้มุมการหมุนแบบสองแกน และตัวตรวจรู้ระยะการเคลื่อนที่ โดยอุปกรณ์ทั้งหมดจะต่อประสานเข้ากับบอร์คควบคุม

5.2.1 การต่อประสานอุปกรณ์ระบบควบคุม

การตรวจวัดมุมหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ใช้ ตัวตรวจรู้ความเอียงแบบสองแกน DIS sensors QG76-SD010H-AV-CM มีค่าความแม่นยำการวัด 0.6 มิลลิเรเคียน และการตรวจวัคระยะการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ใช้ตัวตรวจรู้ระยะทาง CITIZEN IPD-P510 มีค่าความแม่นยำการวัค 5 ไม โครเมตร การตรวจวัดตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบ ขับเร้าใช้ตัวตรวจรู้เอ็น โค้ดเดอร์แกนหมุนแบบเพิ่มค่า LS S40-6-2500 ค่าความละเอียดการวัด 2,500 สเต็ปต่อรอบ โดยตัวตรวจวัดทั้งหมดต่อประสานเข้ากับบอร์ดควบคุมที่ใช้แพลตฟอร์ม RAPCON (real-time rapid control prototyping platform for MATLAB/Simulink) (Wiboonjaroen, 2013, Supachai, 2016 และ www.zeltom.com) แผนภาพบล็อกการต่อประสานอุปกรณ์ระบบควบคุม แสดงได้ดังรูปที่ 5.1 จะเห็นได้ว่า ใช้แพลตฟอร์ม RAPCON จำนวน 2 ชุด ช่องเอาต์พุต H0 และ H1 ใช้จ่ายกำลังไฟฟ้าแบบ PWM (pulse width modulation) ให้กับมอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรง ช่องอินพุต E0 และ E1 ใช้รับสัญญาณ จากตัวตรวจรู้เอ็นโค้ดเดอร์ ช่องอินพุต A1 และ A2 ใช้รับสัญญาณจากตัวตรวจรู้มุมเอียงแบบ สองแกน ช่องอินพุต E1 ใช้รับสัญญาณจากตัวตรวจรู้ระยะการเคลื่อนที่ในแนวแกน y โดย บอร์ดควบคุมจะรับแรงดันไฟฟ้ากระแสตรง 12 โวล์ท บอร์ดทั้งสองต่อประสานกับคอมพิวเตอร์ ผ่านพอร์ตอนุกรม RS232 และติดตั้งโปรแกรม MATLAB R2009a Windows 7 (32 bit) ร่วมกับ โปรแกรม RAPCON บอร์ดควบคุมที่ใช้แพลตฟอร์ม RAPCON แสดงได้ดังรูปที่ 5.2



รูปที่ 5.1 แผนภาพบล็อกการต่อประสานอุปกรณ์ระบบควบคุม

5.2.2 การเขียนโปรแกรมควบคุมด้วย MATLAB/Simulink

การเขียนโปรแกรมควบคุมด้วย MATLAB/Simulink เริ่มต้นด้วยการเขียนโปรแกรม ควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ สามารถแสดงได้ดัง รูปที่ 5.3 โปรแกรมควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับ สถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 5.4 และโปรแกรม ควบคุมการเคลื่อนไหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ทั้งแบบตามรอย แนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาต์พุต สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 5.5



รูปที่ 5.2 บอร์คควบคุมแพลตฟอร์ม RAPCON



รูปที่ 5.3 โปรแกรมควบคุมตำแหน่ง<mark>เชิง</mark>มุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุม แบบพีไอ โดยโปรแกรม MAT<mark>L</mark>AB/Simulink



รูปที่ 5.4 โปรแกรมควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ โดยโปรแกรม MATLAB/Simulink



รูปที่ 5.5 โปรแกรมควบคุมการเคลื่อนไหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงค่าเอาต์พุต โดยโปรแกรม MATLAB/Simulink

5.3 การทดสอบระบบ<mark>ขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบ</mark>เยื้องศูนย์กลาง

ระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด ที่ใช้มอเตอร์ไฟฟ้า กระแสตรงชนิดแม่เหล็กถาวรเป็นตัวขับเร้า ผ่านเฟืองตัวหนอนและเฟืองเพลนเนตตารี่ ส่งกำลัง ให้กับลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง ใช้ตัวตรวจรู้เอ็น โก้ดเดอร์แกนหมุนแบบเพิ่มก่า วัดตำแหน่งเชิงมุมการหมุน โดยอุปกรณ์ที่นำมาจัดสร้างระบบขับเร้าทั้งสามชุดกำหนดให้มี กุณสมบัติเหมือนกันทุกชิ้น การทดสอบเริ่มจากการควบกุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบกุม แบบพี ใอ ตามด้วยตัวควบกุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ และ ทำการวิเกราะห์และเปรียบเทียบด้วยเทกนิกทางวิศวกรรมที่เหมาะสม

5.3.1 การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบพี่ไอ

การทดสอบการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุม แบบพีไอ โปรแกรมการควบคุมดังที่แสดงไว้ในรูปที่ 5.3 และใช้ค่าอัตราขยายพีไอ $K_p = 39.1985$ และ $K_I = 0.1028$ โดยกำหนดอินพุตอ้างอิง (reference input) ไว้ที่ ±30 องศา ±60 องศา และ ±90 องศา ตามลำดับ โดยผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุน (measured) และผลการจำลอง สถานการณ์ (simulated) ของระบบขับเร้า ที่ 1 แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.6 กราฟรูปที่ 5.7 และ กราฟรูปที่ 5.8 ตามลำดับ



รูปที่ 5.6 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 กำหนดอิ<mark>นพุ</mark>ตอ้<mark>างอิงที่ ±30 องศ</mark>า ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ



รูปที่ 5.7 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบกุมแบบพีไอ



รูปที่ 5.8 กราฟเปรียบเทียบผลตอ<mark>บ</mark>สนองต<mark>ำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1</mark> กำหนดอินพุตอ้างอิง<mark>ที่ ±</mark>90 องศา ใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ

จากกราฟรูปที่ 5.6 จะเห็นได้ว่าค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวที่ก่ามุม +30 องศา น้อยกว่า อินพุตอ้างอิง 0.7 องศา และที่ก่ามุม –30 องศา มากกว่าอินพุตอ้างอิง 1.1 องศา กราฟรูปที่ 5.7 จะ เห็นได้ว่าก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวที่ก่ามุม +60 องศา น้อยกว่าอินพุตอ้างอิง 0.5 องศา และที่ก่ามุม –60 องศา มากกว่าอินพุตอ้างอิง 1.1 องศา และกราฟรูปที่ 5.8 จะเห็นได้ว่าก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ ตัวที่ก่ามุม +90 องศา มีก่าประมาณท่ากับศูนย์ และที่ก่ามุม –90 องศา มากกว่าอินพุตอ้างอิง 1.1 องศา โดยเวลาเข้าที่ใกล้เกียงกันกับการจำลองสถานการณ์ และไม่เกิดก่าพุ่งเกิน

การทคสอบการตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 2 และ 3 โดย กำหนดอินพุตอ้างอิงไว้ที่ ±30 องศา ±60 องศา และ ±90 องศา ตามลำดับ โดยสามารถสรุปผลการ ตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 ได้ดังในตารางที่ 5.1

จากผลการทดสอบในตารางที่ 5.1 จะเห็นได้ว่าก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวที่ก่ามุม +90 องสา มีก่าประมาณเท่ากับสูนย์ เพราะว่าที่ก่ามุม +90 องสา ได้ถูกนำไปหาก่าเหมาะที่สุดของ อัตราขยายพีไอ ส่วนที่ก่ามุมการหมุนอื่น ๆ จะเกิดก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวขึ้น การควบกุม ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวกวบกุมแบบพีไอ และใช้อัตราขยายพีไอกงที่ไว้ก่า หนึ่งจะให้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวเกิดขึ้น ดังนั้น ตัวกวบกุมนี้มีกวามไม่เหมาะสมต่อการ นำไปใช้งาน ซึ่งระบบขับเร้าจะต้องสามารถหมุนในช่วง ±90 องสา และต้องมีทั้งกวามละเอียดและ แม่นยำสูงด้วย

ตำแหน่ง เชิงมุม การหมุน (องศา)	ระบบขับเร้าที่ 1		ระบบขับเร้าที่ 2		ระบบขับเร้าที่ 3	
	ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว		ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว		ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว	
	(องศา)		(องศา)		(องศา)	
	มุมบวก	มุมลบ	มุมบวก	มุมลบ	มุมบวก	มุมลบ
±30	-0.7	+1.1	-0.8	+1.3	-1.0	+0.8
±60	-0.5	+1.1	-0.4	+1.3	-0.5	+0.8
±90	0.0	+1.1	0.0	+1.3	0.0	+0.8

ตารางที่ 5.1 ผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยใช้ตัวควบคุมแบบพีไอ

5.3.2 การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ

การทดสอบการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ ใช้โปรแกรมการควบคุมดังที่แสดง ไว้ในรูปที่ 5.4 กำหนดให้ตำแหน่งโพลวงปิดของระบบขับเร้าดังที่แสดงไว้ในหัวข้อ 4.2.3 จะได้ อัตราขยายการป้อนกลับสถานะ $k_1 = 211.5988$, $k_2 = 11.8681$ และ $k_3 = 0.8415$ กำหนดให้ ตำแหน่งโพลวงปิดของตัวสังเกตดังที่แสดงไว้ในหัวข้อ 4.2.4 จะได้อัตราขยายตัวสังเกตสถานะ $l_1 = 1,402.7368$, $l_2 = 246,402.5301$ และ $l_3 = 1,215,062,440.4841$

การทดสอบการตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 และกำหนด อินพุตอ้างอิงไว้ที่ ±30 องศา ±60 องศา และ ±90 องศา ตามลำดับ โดยผลทดสอบแสดงได้ดังกราฟ รูปที่ 5.9 กราฟรูปที่ 5.10 และกราฟรูปที่ 5.11 ตามลำดับ จากนั้นทำการทดสอบการตอบสนอง ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 2 และ 3 กำหนดอินพุตอ้างอิงไว้ที่ ±90 องศา โดยผลทดสอบแสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.12 และกราฟรูปที่ 5.13

จะเห็นได้ว่าจากกราฟรูปที่ 5.9 ถึงกราฟรูปที่ 5.13 ผลการตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุม การหมุนมีค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวอยู่ในช่วง ±0.2 องศา ไม่เกิดค่าพุ่งเกิน และเวลาเข้าที่ใกล้เคียง กับผลการจำลองสถานการณ์ โดยค่าผิดพลาดระหว่างค่าตัวแปรสถานะจริง x₁ กับค่าการประมาณ ของตัวแปรสถานะ x₁ มีค่าน้อยมากอยู่ในช่วง ±1×10⁻⁴ องศา ค่าการประมาณของตัวแปรสถานะ x₂ และ x₃ มีค่าเข้าสู่ศูนย์ เมื่อระบบอยู่ในสภาวะอยู่ตัวแล้ว



รูปที่ 5.9 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±30 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ



รูปที่ 5.10 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองคำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±60 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ



รูปที่ 5.11 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองคำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ



รูปที่ 5.12 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 2 และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ



รูปที่ 5.13 กราฟเปรียบเทียบผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 3 และตัวแปรสถานะ กำหนดอินพุตอ้างอิงที่ ±90 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ

จากนั้นได้ทำการทดสอบการตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยกำหนดแนววิถีอินพุตอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา โดยผลทดสอบแสดงได้ ดังกราฟรูปที่ 5.14 กราฟรูปที่ 5.15 และกราฟรูปที่ 5.16 ตามลำดับ จะเห็นได้ว่าผลตอบสนอง ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนสามารถตามรอยแนววิถีอินพุตอ้างอิงได้ทุกค่า ไม่เกิดค่าพุ่งเกิน และ ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวมีก่าอยู่ในช่วง ±0.2 องศา



รูปที่ 5.14 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 และตัวแปรสถานะ กำหนดแนววิถีอ้างอิงไว้ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ



รูปที่ 5.15 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 2 และตัวแปรสถานะ กำหนดแนววิถีของอินพุตอ้างอิงไว้ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ



່ ຍາລັຍເກຄໂนໂລຍິ

รูปที่ 5.16 กราฟผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 3 และตัวแปรสถานะ กำหนดแนววิถีของอินพุตอ้างอิงไว้ในช่วง 0 องศา ถึง +90 องศา ใช้ตัวกวบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ

จากผลการทคสอบการควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าด้วยตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ จะเห็นได้ว่าระบบมีความสามารถ ตามรอยแนววิถีอินพุตอ้างอิงได้ทุกค่าที่อยู่ในช่วง ±90 องสา และให้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวอยู่ ในช่วง ±0.2 องสา ซึ่งมีทั้งความละเอียดและแม่นยำสูง ดังนั้น ตัวควบคุมนี้มีความเหมาะสมที่จะ นำไปใช้ขับเกลื่อนระบบแท่นรองรับแม่เหล็กได้

5.4 การทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ขับเคลื่อนด้วยระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบ เยื้องสูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด จะใช้การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนด้วยตัวควบคุม แบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ (ลูปควบคุมด้านใน) และการควบคุม การเคลื่อนไหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กจะใช้ตัวควบคุมแบบอินทิกรัล (ลูปควบคุม ด้านนอก) ในการทดสอบการเคลื่อนไหวอัตโนมัติจะทำการทดสอบทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง และแบบคงค่าเอาต์พุต การรบกวนจากภายนอกที่เข้ามาในระบบจะสร้างได้จากการปรับตั้งนีอด ปรับระดับทั้งสามตัวของตัวฐานรอง เพื่อสร้างสถานการณ์ให้พื้นอาการเกิดการทรุดตัวขึ้น

5.4.1 การควบคุมการเคลื่อนใหวแบ<mark>บต</mark>ามรอยแนววิถีอ้างอิง

การทดสอบการควบคุมการเคลื่อนใหวแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงของระบบแท่น รองรับแม่เหล็ก 3 องสาอิสระ จะใช้โปรแกรมการควบคุมดังที่ได้แสดงไว้ในรูปที่ 5.5 กำหนดให้ก่า อัตราขยายอินทิกรัล $K_{I1} = 0.4024$, $K_{I2} = 0.4026$ และ $K_{I3} = 0.4021$ (ลูปควบคุมด้านนอก) ในส่วนการควบคุมลูปด้านในได้แสดงไว้ในหัวข้อที่ 5.3.2 กำหนดให้การรบกวนจากภายนอก D_{v} , D_{θ} และ D_{ϕ} มีก่าเท่ากับสูนย์ การทดสอบมีดังต่อไปนี้ การเกลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) กำหนดให้แนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) กำหนดให้แนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง ±20 มิลลิเรเดียน และการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) กำหนดให้แนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง ±30 มิลลิเรเดียน

ผลการทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการ หมุน (angular position) ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิง (reference trajectory) อยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง ±6 มิลลิเมตร กำหนดให้การหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และ แนวแกน z (Roll) มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.17 และกราฟรูปที่ 5.18 ตามลำดับ

ผลการทดสอบการหมุนรอบแนวแกน x และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของ ระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง ±20 มิลลิเรเดียน กำหนดให้การเคลื่อนที่ในแนวแกน y และการหมุนรอบแนวแกน z มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.19 และกราฟรูปที่ 5.20 ตามลำดับ

ผลการทดสอบการหมุนรอบแนวแกน z และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของ ระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยกำหนดแนววิถีอ้างอิงอยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง ±30 มิลลิเรเดียน กำหนดให้การเคลื่อนที่ในแนวแกน y และการหมุนรอบแนวแกน x มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.21 และกราฟรูปที่ 5.22 ตามลำดับ


รูปที่ 5.17 กราฟผลการทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และผลตอบสนองตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง อยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง +6 มิลลิเมตร

กราฟรูปที่ 5.17 ผลตอบสนองเอาต์พุตของระบบ (measured) และแนววิถีอ้างอิง (reference trjectory) จะเห็นได้ว่าระบบขับเร้าที่ 1 และ 2 จะหมุนไปในทิศทางเดียวกัน และค่ามุมใกล้เคียงกัน ส่วนระบบขับเร้าที่ 3 จะหมุนในทิศทางตรงข้ามกัน โดยที่อินพุตอ้างอิงของระบบขับเร้าคือ Alpha-d ได้จากสมการจลนศาสตร์ผกผัน และเอาต์พุตของระบบขับเร้าคือ Alpha-L



รูปที่ 5.18 กราฟผลการทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และผลตอบสนองตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง อยู่ในช่วง 0 มิลลิเมตร ถึง –6 มิลลิเมตร

กราฟรูปที่ 5.17 และกราฟรูปที่ 5.18 จะเห็นได้ว่าระบบควบคุมสามารถทำให้ตัวแท่น รองรับแม่เหล็กเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) ตามรอยแนววิถีอ้างอิงที่กำหนดไว้ได้ทุกค่า และให้ ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวอยู่ในช่วง ±0.01 มิลลิเมตร ขณะที่ก่ามุมการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll) มีก่าประมาณเท่ากับศูนย์



รูปที่ 5.19 กราฟผลการทคสอบการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และผลตอบสนองตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง อยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง +20 มิลลิเรเดียน



รูปที่ 5.20 กราฟผลการทคสอบการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และผลตอบสนองตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง อยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –20 มิลลิเรเดียน

กราฟรูปที่ 5.19 และกราฟรูปที่ 5.20 จะเห็นได้ว่าระบบควบคุมสามารถทำให้ตัวแท่น รองรับแม่เหล็กหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) ตามรอยแนววิถีอ้างอิงที่กำหนดไว้ได้ทุกค่า และให้ค่า ผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวอยู่ในช่วง ±0.6 มิลลิเรเดียน ขณะที่การเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ และเอาต์พุตของระบบมีค่าเวลา ประวิงประมาณ 450 มิลลิวินาที



รูปที่ 5.21 กราฟผลการทดสอบการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) และผลตอบสนองตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง อยู่ในช่วง 0 ถึง +30 มิลลิเรเดียน



รูปที่ 5.22 กราฟผลการทคสอบการหมุนรอบแนวแกน z (Roll) และผลตอบสนองตำแหน่ง เชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 กำหนดแนววิถีอ้างอิง อยู่ในช่วง 0 มิลลิเรเดียน ถึง –30 มิลลิเรเดียน

กราฟรูปที่ 5.21 และกราฟรูปที่ 5.22 จะเห็นได้ว่าระบบควบคุมสามารถทำให้ตัวแท่น รองรับแม่เหล็กหมุนรอบแนวแกน z (Roll) ตามรอยแนววิถีอ้างอิงที่กำหนดไว้ได้ทุกค่า และให้ค่า ผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวอยู่ในช่วง ±0.6 มิลลิเรเดียน ขณะที่การเคลื่อนที่ในแนวแกน y (Heave) และการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) มีค่าประมาณเท่ากับศูนย์ และเอาต์พุตของระบบมีค่าเวลา ประวิงประมาณ 450 มิลลิวินาที

5.4.2 การควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต

การทดสอบการควบคุมการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุตของระบบแท่นรองรับ แม่เหล็ก 3 องสาอิสระ จะใช้โปรแกรมการควบคุมดังที่ได้แสดงไว้ในรูปที่ 5.5 กำหนดให้ค่า อัตราขยายอินทิกรัล $K_{I1} = 0.4024$, $K_{I2} = 0.4026$ และ $K_{I3} = 0.4021$ (ลูปควบคุมค้านนอก) ในส่วนการควบคุมลูปด้านในได้แสดงไว้ในหัวข้อที่ 5.3.2 กำหนดอินพุตอ้างอิง v_d , θ_d และ ϕ_d มีก่ากงที่ไว้ (reference input) โดยเอาต์พุตของระบบ v_L , θ_L และ ϕ_L (measured) ใช้การปรับตั้งตัว ปรับระดับของตัวฐานรองเพื่อสร้างการรบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบ และตำแหน่งของ ตัวปรับระดับ ได้แสดงไว้ในรูปที่ 3.1 การรบกวนจากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1, 2 และ 3 โดยทำ การปรับขึ้นและลงประมาณ ±5 มิลลิเมตร ทำให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเกิดการเคลื่อนไหวได้ ดังที่ แสดงในกราฟรูปที่ 5.23 กราฟรูปที่ 5.24 และกราฟรูปที่ 5.25 ตามลำดับ โดยสัญญาณดังในกราฟ เราเรียกว่าการรบกวนจากภายนอกที่จะเข้ามาในระบบ (จำลองสถานการณ์ให้พื้นอาการเกิดการ ทรุดตัว) ขณะที่ทำการสร้างสัญญาณการรบกวนจากภายนอกจะยังไม่ใช้งานระบบควบคุม



รูปที่ 5.23 กราฟการรบกวนจากภายนอกที่ได้จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1 เวลาที่ 120 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับลง 5 มิลลิเมตร เวลาที่ 210 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับขึ้น 5 มิลลิเมตร เวลาที่ 300 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับขึ้น 5 มิลลิเมตร เวลาที่ 390 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับลง 5 มิลลิเมตร



รูปที่ 5.24 กราฟการรบกวนจากภายนอกที่ได้จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 2



รูปที่ 5.25 กราฟการรบกวนจากภายนอกที่ได้จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 3

กราฟรูปที่ 5.24 และกราฟรูปที่ 5.25 ใช้การปรับตั้งเหมือนกันกับกราฟรูปที่ 5.23 จะเห็นได้ ว่าเมื่อทำการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1 จะส่งผลต่อการเคลื่อนที่ในแนวแกน y และการหมุนรอบ แนวแกน z เท่านั้น และเมื่อทำการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 2 และ 3 จะส่งผลต่อทั้งการเคลื่อนที่ใน แนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z จากนั้นทำการทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีสัญญาณการ รบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบ ด้วยการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1, 2 และ 3 ดังที่แสดงไว้ใน กราฟรูปที่ 5.23 กราฟรูปที่ 5.24 และกราฟรูปที่ 5.25 ตามลำดับ ผลการทดสอบการเคลื่อนใหว แบบคงค่าเอาต์พุต และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 แสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.26 กราฟรูปที่ 5.27 และกราฟรูปที่ 5.28 ตามลำดับ



รูปที่ 5.26 กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีการรบกวนจากภายนอก จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1 และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3



รูปที่ 5.27 กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนไหวแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีการรบกวนจากภายนอก จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 2 และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

จากกราฟรูปที่ 5.26 กราฟรูปที่ 5.27 และกราฟรูปที่ 5.28 จะเห็นได้ว่าระบบควบคุม อัตโนมัติสามารถทำให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กรักษาทั้งระดับและระนาบให้คงที่ได้ ตามค่าอินพุด อ้างอิง เมื่อระบบได้รับการรบกวนจากภายนอกเข้ามาจากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1, 2 และ 3 ตามถำดับ โดยก่า v_L , θ_L และ ϕ_L เมื่ออยู่ในสภาวะกงตัวแล้วมีก่าประมาณเท่ากับศูนย์



รูปที่ 5.28 กราฟผลการทคสอบการเคลื่อนไหวแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อมีการรบกวนจากภายนอก จากการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 3 และผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุมการหมุน ของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

จากนั้นทำการทคสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต โดยกำหนดให้อินพุตอ้างอิง ค่า v_d เท่ากับ +4 มิลลิเมตร $heta_d$ และ ϕ_d ให้มีค่าเท่ากับศูนย์ แล้วสร้างการรบกวนจากภายนอกเข้ามา ในระบบด้วยการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1, 2 และ 3 ผลการทดสอบแสดงได้ดังกราฟรูปที่ 5.29 กราฟรูปที่ 5.30 และกราฟรูปที่ 5.31 ตามลำคับ



รูปที่ 5.29 กราฟผลการทดสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต กำหนดให้การเคลื่อนที่ใน แนวแกน y +4 มิลลิเมตร สร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้งตัว ปรับระดับที่ 1 และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 (การสร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 1) เวลาที่ 40 วินาที ปรับการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ไปอยู่ที่ก่า +4 มิลลิเมตร เวลาที่ 120 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระคับลง 2.5 มิลลิเมตร เวลาที่ 210 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระคับขึ้น 2.5 มิลลิเมตร เวลาที่ 300 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับขึ้น 2.5 มิลลิเมตร และ เวลาที่ 390 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับลง 2.5 มิลลิเมตร



รูปที่ 5.30 กราฟผลการทดสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต กำหนดให้การเคลื่อนที่ใน แนวแกน y +4 มิลลิเมตร สร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้งตัว ปรับระดับที่ 2 และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 (การสร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 2) เวลาที่ 40 วินาที ปรับการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ไปอยู่ที่ก่า +4 มิลลิเมตร เวลาที่ 120 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระคับลง 2.5 มิลลิเมตร เวลาที่ 210 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระคับขึ้น 2.5 มิลลิเมตร เวลาที่ 300 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับขึ้น 2.5 มิลลิเมตร และ เวลาที่ 390 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับลง 2.5 มิลลิเมตร



รูปที่ 5.31 กราฟผลการทดสอบการเคลื่อนใหวแบบคงค่าเอาต์พุต กำหนดให้การเคลื่อนที่ใน แนวแกน y +4 มิลลิเมตร สร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้งตัว ปรับระดับที่ 3 และตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 (การสร้างการรบกวนจากภายนอกด้วยการปรับตั้งตัวปรับระดับที่ 3) เวลาที่ 40 วินาที ปรับการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ไปอยู่ที่ก่า +4 มิลลิเมตร เวลาที่ 120 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระคับลง 2.5 มิลลิเมตร เวลาที่ 210 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระคับขึ้น 2.5 มิลลิเมตร เวลาที่ 300 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับขึ้น 2.5 มิลลิเมตร และ เวลาที่ 390 วินาที ปรับตั้งตัวปรับระดับลง 2.5 มิลลิเมตร

5.5 สรุป

การทดสอบการเกลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องสาอิสระ ที่ออกแบบไว้และจัดสร้างขึ้น โดยติดตั้งอุปกรณ์และตัวตรวจวัดค่าต่าง ๆ เข้ากับบอร์ดควบคุม แพลตฟอร์มของ RAPCON ต่อประสานเข้ากับคอมพิวเตอร์ และเขียนโปรแกรมควบคุมด้วย MATLAB/Simulink และ RAPCON การทดสอบการกวบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของ ระบบขับเร้า (ลูปควบคุมด้านใน) ด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ กำหนดให้ก่าอัตราขยายพีไอคงที่ โดย ผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนในช่วง ±90 องสา ให้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว อยู่ในช่วง ±1.3 องสา และการกวบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนค้วยตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะ ร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ กำหนดให้ก่าอัตราขยายป้อนกลับสถานะและก่าอัตราขยาย ตัวสังเกตกงที่ โดยผลตอบสนองของตำแหน่งเชิงมุมการหมุนในช่วง ±90 องสา ให้ก่าผิดพลาด ในสภาวะอยู่ตัวอยู่ในช่วง ±0.2 องสา จะเห็นได้ว่าผลตอบสนองดังกล่าวมีความละเอียดและ แม่นยำสูง ดังนั้น ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ จึงมีความเหมาะสมที่จะนำไปใช้ในการขับเคลื่อนระบบแท่นรองรับแม่เหล็กได้

การทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ใช้ตัวควบคุม แบบอินทิกรัล (ลูปควบคุมค้านนอก) กำหนดให้อัตรางยายอินทิกรัลคงที่ การควบคุมการ เคลื่อนใหวอัตโนมัติแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิง ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถเคลื่อนที่ ในแนวแกน y ที่ ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร หมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ที่มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และ ±30 มิลลิเรเดียน ตามค่าพิกัดที่กำหนดไว้ได้ ให้ค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวของ การเคลื่อนที่อยู่ในช่วง ±0.01 มิลลิเมตร และของการหมุนอยู่ในช่วง ±0.6 มิลลิเรเดียน การควบคุม การเคลื่อนไหวอัตโนมัติแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อสร้างการรบกวนจากภายนอกเข้ามาในระบบแล้ว ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถรักษาทั้งระดับและระนาบให้คงที่ได้อย่างดีเยี่ยม

จากผลการทดสอบการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก ระบบ มีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าและสัญญาณออกถูกจำกัดขอบเขต เพราะว่าเมื่อจำกัดขอบเขตของ สัญญาณที่ป้อนเข้าระบบแล้ว ทำให้ได้สัญญาณออกถูกจำกัดขอบเขตไปด้วย และระบบยังมี เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าสูนย์ เนื่องจากเมื่อกำหนดสัญญาณเข้าเป็นสูนย์แล้ว และมีการรบกวน เกิดขึ้นในระบบ เมื่อเวลาผ่านไปผลตอบสนองของสัญญาณออกมีก่าประมาณเท่ากับสูนย์ได้

บทที่ 6 บทสรุปและข้อเสนอแนะ

6.1 บทสรุป

งานวิจัยวิทยานิพนธ์นี้เกี่ยวข้องกับการออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติของ แท่นรองรับแม่เหล็กที่เคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ โดยมีวัตถุประสงค์เพื่อออกแบบและสร้าง ระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่สามารถเคลื่อนที่ในแนวแกน y หมุนรอบแนวแกน x และแนวแกน z ได้ เพื่อออกแบบและสร้างระบบควบคุมอัตโนมัติที่สามารถควบคุมให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก เคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ ทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงค่าเอาต์พุต การเคลื่อนไหว มีประสิทธิภาพและถูกต้องตามที่ต้องการ และพัฒนาเทคโนโลยีการสร้างระบบแท่นรองรับ แม่เหล็กและระบบควบคุมอัตโนมัติ เพื่อประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียง อิเล็กตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้ การคำเนินงานวิจัยวิทยานิพนธ์นี้สำเร็จลุล่วง ตามวัตถุประสงก์ สามารถสรุปผลการดำเนินงานได้ดังต่อไปนี้

6.1.1 ความสำคัญและที่มาของปัญหาได้รายงานไว้ในบทที่ 1 เมื่อพื้นอาการปฏิบัติการของ เครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนที่สถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน เกิดการทรุดและเลื่อนตัว อย่างต่อเนื่องทุกปี การปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอนในวงกักเก็บอิเล็กตรอนให้อยู่ ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้อง เพื่อให้การผลิตแสงซินโครตรอนมีประสิทธิภาพและการให้บริการ แสงแก่ผู้ใช้ในงานวิจัยต่าง ๆ ได้อย่างต่อเนื่อง การคำเนินงานดังกล่าวใช้บุคลากรที่มีประสบการณ์ และความชำนาญจำนวนมาก การปรับตั้งให้ความแม่นยำต่ำ และใช้ระยะเวลานานหลายเดือน โดยวัตถุประสงค์ของงานวิจัยวิทยานิพนธ์นี้เพื่อดำเนินการออกแบบและสร้างระบบแท่น รองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้ เพื่อเป็นเครื่องต้นแบบในการนำไป ประยุกต์ใช้ในการแก้ไขปัญหาดังกล่าวได้

6.1.2 ปริทัศน์วรรณกรรมและงานวิจัยที่เกี่ยวข้องได้เรียบเรียงไว้ในบทที่ 2 หลักการและ เทคนิควิธีการปรับตั้งตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก การควบคุมการเคลื่อนที่และการหมุนจะใช้การเขียน โปรแกรมคำสั่งควบคุมการทำงานที่ผู้เขียนด้องอาศัยทั้งประสบการณ์และความชำนาญสูง ทำการศึกษาการควบคุมแบบดั้งเดิมที่อาศัยฟังก์ชันถ่ายโอนและตัวควบคุมแบบพีไอดี การควบคุม สมัยใหม่ที่อาศัยแบบจำลองปริภูมิสถานะ สภาพควบคุมได้และสภาพสังเกตได้ของระบบพลวัต การออกแบบตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะด้วยวิธีวางตำแหน่งโพลวงปิด การออกแบบ ตัวสังเกตสถานะ การทำระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นให้เป็นเชิงเส้น การหาค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว การวิเคราะห์เสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าสัญญาณออกแบบจำกัดขอบเขต และเสถียรภาพแบบ สัญญาณเข้าศูนย์ เพื่อเป็นข้อมูลอ้างอิงในการคำเนินงานวิจัย

6.1.3 การออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก 3 องศาอิสระ นำเสนอไว้ในบทที่ 3 ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กได้รับการขับเคลื่อนด้วยระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้อง ศูนย์กลาง จำนวน 3 ชุด เพื่อให้เกิดการเคลื่อนที่ในแนวแกน y การหมุนรอบแนวแกน x และ แนวแกน z การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ สมการจลนศาสตร์ และสมการจลนศาสตร์ ผกผันของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก การประมาณแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของระบบขับเร้า ดำเนินงานจัดสร้างชิ้นงานและประกอบติดตั้ง การทดสอบการเคลื่อนที่ในแนวตั้งของระบบขับเร้า และการเคลื่อนใหวของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก แล้วเปรียบเทียบผลทดสอบกับผลการจำลอง สถานการณ์ โดยผลที่ได้มีความสอดคล้องกัน ดังนั้น แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่ประมาณขึ้น มีความถูกต้องและเหมาะสมที่จะนำไปใช้ในการออกแบบระบบควบคุมอัตโนมัติได้

6.1.4 การออกแบบระบบควบคุมการเกลื่อนไหวอัคโนมัติได้นำเสนอไว้ในบทที่ 4 การวัด ค่าและการประมาณก่าพารามิเตอร์ของระบบขับเร้า การออกแบบการควบคุมคำแหน่งเชิงมุมการ หมุนของระบบขับเร้า (ลูปควบคุมค้านใน) ด้วยตัวควบคุมแบบพีไอ ใช้การหาค่าเหมาะที่สุดให้กับ อัตราขยายพีไอ และตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ ใช้วิธีการวางตำแหน่งโพลวงปิดของระบบ ตรวจสอบเสถียรภาพของระบบขับเร้าด้วยเกณฑ์ เสถียรภาพของเราท์และทฤษฎีบทเลียปูนอฟ จำลองสถานการณ์เพื่อดูผลตอบสนองตำแหน่งเชิงมุม การหมุนของระบบขับเร้า การออกแบบการควบคุมการเกลื่อนไหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับ แม่เหล็ก (ลูปควบคุมด้านนอก) ด้วยตัวควบคุมแบบอินทิกรัล ใช้การหาค่าเหมาะที่สุดให้กับ อัตราขยายอินทิกรัล สมการจลนศาสตร์ผกผันถูกนำมาใช้คำนวณตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับ ระบบขับเร้า และสมการจลนศาสตร์ลูกนำมาใช้แทนตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก ตรวจสอบเสถียรภาพ ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กในโคเมน z แบบเวลาไม่ต่อเนื่อง จำลองสถานการณ์เพื่อดู ผลตอบสนองของการเคลื่อนไหวอัตโนมัติทั้งแบบตามรอยแนววิถีอ้างอิงและแบบคงค่าเอาต์พุต โดยผลที่ได้ระบบควบคุมมีความสามารถทำให้ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กเคลื่อนไหวอัตโนมัติได้ตาม ค่าพิกัดที่กำหนดไว้ และจำลองสถานการณ์การตรวจสอบความผิดพลาดของตัวตรวจรู้

6.1.5 การทดสอบการเกลื่อนใหวอัตโนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กได้นำเสนอไว้ ในบทที่ 5 การควบคุมตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าอยู่ในช่วง ±90 องสา เมื่อใช้ ตัวควบคุมแบบพีไอ และกำหนดให้อัตราขยายพีไอคงที่ ผลตอบสนองให้ก่าผิดพลาดในสภาวะ อยู่ตัวอยู่ในช่วง ±1.3 องสา และเมื่อใช้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับสถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะ แบบเต็มอันดับ กำหนดให้อัตราขยายการป้อนกลับสถานะและอัตราขยายตัวสังเกตลงที่ ผลตอบสนองให้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวอยู่ในช่วง ±0.2 องสา ทำให้ตัวควบคุมแบบป้อนกลับ สถานะร่วมกับตัวสังเกตสถานะแบบเต็มอันดับ มีความเหมาะสมต่อการนำไปใช้งาน การควบคุม การเคลื่อน ไหวอัต โนมัติของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กด้วยตัวควบคุมแบบอินทิกรัล และ กำหนดให้อัตราขยายอินทิกรัลคงที่ ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถเคลื่อนไหวอัต โนมัติแบบตาม รอยแนววิถีอ้างอิงได้ ทั้งการเคลื่อนที่ในแนวแกน y ที่ระยะเคลื่อนที่ ±6 มิลลิเมตร การหมุนรอบ แนวแกน x และแนวแกน z ที่มุมหมุน ±20 มิลลิเรเดียน และ ±30 มิลลิเรเดียน ตามค่าพิกัดที่กำหนด ไว้ได้ ให้ก่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัวของการเคลื่อนที่อยู่ในช่วง ±0.01 มิลลิเมตร และของการหมุน อยู่ในช่วง ±0.6 มิลลิเรเดียน และการเคลื่อนไหวอัต โนมัติแบบคงค่าเอาต์พุต เมื่อสร้างการรบกวน จากภายนอกเข้ามาในระบบแล้ว ตัวแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถรักษาทั้งระดับและระนาบให้คงที่ ได้อย่างดีเยี่ยม โดยระบบแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถเกลื่อนไหวได้อย่างมีประสิทธิภาพและ ถูกต้องตามที่ต้องการ อีกทั้งระบบแท่นรองรับแม่เหล็กสามารถเลลี่อนไหวได้อย่างมีประสิทธิภาพและ สัญญาณออกถูกจำกัดขอบเขต และมีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้าศูนย์

้จากการคำเนินงานวิจัยวิทยานิพน<mark>ร์นี้</mark> สาม<mark>า</mark>รถสรุปผลได้ดังนี้

 ได้แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของระบบพลวัต สำหรับระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่ มีความสามารถเคลื่อนไหวได้ 3 องศาอิสระ โดยขนาดของตัวโครงสร้างระบบและตำแหน่ง การติดตั้งระบบขับเร้าสามารถปรับเปลี่ยนได้ และขนาดของระบบขับเร้าจะขึ้นกับการรองรับ น้ำหนักของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก

 ใด้ระบบควบคุมอัตโนมัติที่มีความสามารถควบคุมการเคลื่อนไหวของระบบ แท่นรองรับแม่เหล็ก ทั้งการปรับตั้งตัวแท่นรองรับแม่เหล็กให้อยู่ในตำแหน่งที่ถูกต้องได้ และ การรักษาระดับและระนาบของตัวแท่นรองรับแม่เหล็กให้คงที่ได้

ได้เครื่องต้นแบบของระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีความสามารถเคลื่อนไหวอัตโนมัติ
3 องศาอิสระ และเกิดพัฒนาการทางเทคโนโลยีการสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กและ
ระบบควบคุมอัตโนมัติ โดยสามารถนำไปประยุกต์ใช้งานในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียง
อิเล็กตรอนของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้

6.2 ข้อเสนอแนะ

จากการคำเนินงานวิจัยวิทยานิพนธ์และผลที่ได้ ทำให้เกิดแนวคิดและข้อเสนอแนะใน การคำเนินงานวิจัยต่อไป ดังนี้

6.2.1 การออกแบบระบบขับเร้าด้วยลูกเบี้ยววงกลมแบบเยื้องศูนย์กลาง ควรมีการ ศึกษาวิจัยเกี่ยวกับวัสดุที่ใช้ทำแกนเพลาและตัวลูกเบี้ยววงกลมที่สามารถรองรับน้ำหนักได้สูง การ ใช้มอเตอร์ขับเกลื่อนและชุดเฟืองส่งกำลังที่ให้กวามละเอียดสูง การใช้ตัวตรวจวัดตำแหน่งเชิงมุม การหมุนชนิดเอ็นโด้ดเดอร์แบบสัมบูรณ์ จะทำให้สามารถสร้างระบบขับเร้าที่มีประสิทธิภาพสูงได้ 6.2.2 การออกแบบตัวโครงสร้างแท่นรองรับแม่เหล็ก ควรมีการศึกษาวิจัยเกี่ยวกับวัสดุ และรูปแบบโครงสร้างที่สามารถรองรับน้ำหนักได้สูง มีความมั่นคงและแข็งแรง ไม่เกิดการ ยึดตัว

หดตัว และเปลี่ยนรูปร่าง จะทำให้สามารถสร้างตัวแท่นรองรับแม่เหล็กที่มีประสิทธิภาพสูงได้ 6.2.3 การออกแบบระบบควบคุมอัตโนมัติ ควรมีการศึกษาวิจัยเกี่ยวกับการใช้อุปกรณ์ และบอร์ดควบคุม ตัวตรวจรู้ที่มีความละเอียดและแม่นยำสูง และเทคนิควิธีการควบคุมที่ มีประสิทธิภาพสูง จะทำให้ระบบมีเสถียรภาพสูงได้

6.2.4 ควรมีการศึกษาวิจัยเพื่อเพิ่มขีดความสามารถของการเคลื่อนใหวอัตโนมัติของ ระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยอาศัยองค์ความรู้ที่ได้จากการดำเนินงานวิจัยวิทยานิพนธ์นี้



รายการอ้างอิง

- ธวัชชัย ทางรัตนสุวรรณ. (2545) **วิศวกรรมระบบควบคุม.** ภาควิชาวิศวกรรมไฟฟ้า คณะวิศกรรม ศาสตร์ มหาวิทยาลัยสงขลานครินทร์.
- วิบูลย์ แสงวีระพันธุ์ศิริ. (2556) <mark>พลวัตระบบควบคุมและการจำลองสถานการณ์.</mark> สำนักพิมพ์แห่ง จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย.
- สุจินต์ บุรีรัตน์. (2556) การหาด่าเหมาะที่สุดของระบบทางวิศวกรรมเครื่องกล เล่ม 1. ภาควิชา วิศวกรรมเครื่องกล คณะวิศวกรรมศาสตร์ มหาวิทยาลัยขอนแก่น.
- สราวุฒิ สุจิตจร. (2546). การควบคุมอัตโนมัติ. กรุงเทพ : เพียร์สัน เอ็คดูเกชั่น อิโคไซน่า.
- Abd El Ghaffar, T.S., El-Wakeel, A.S., Eliwa, A. and Mostafa, R.M. (2011). Optimal position control of permanent magnet DC motor. In Proceeding of the 14th Aerospace Sciences & Aviation Technology (pp. 1-9). Cairo, Egypt.
- Balewski, K. (2008). Status of PETRA III. In Proceedings of the 11th European Particle Accelerator Conference (pp. 1977-1979). Genoa, Italy.
- Beltran, F., et al., (2014). Output feedback control for robust tracking of position trajectories for DC electric motors. Electric Power Systems Research. 2014(107) : 183–189.
- Bowden, G., Holik, P. and Wagner, S.R. (1995). Precision magnet movers for the final focus test beam. SLAC_PUB_95-6132(1995). Stanford Linear Accelerator Center, USA.
- Eduardo, N., Luis, H. and Ernesto, R. (2015). Cartesian control of a 3-DOF electro-pneumatic actuated motion platform with exteroceptive pose measurement. **INTECH Open Access Publisher**. 2011(8) : 120-128.
- El-din Gamal, B., Ouda, A.N., El-Halwagy, Y.Z. and El-Nashar, G.A. (2015). Advanced fast disturbance rejection PI controller for DC motor position control. In Proceeding of the 16th Aerospace Sciences & Aviation Technology (ASAT-16-100-CT). Cairo, Egypt.
- Farhan, A.S. and Albaradi, A.R. (2013). PID controllers and algorithms selection and design techniques applied in mechatronics systems design-part II. International Journal of Engineering Sciences. 2013(2): 191-203.

- Friedsam, H (1993). The alignment of the Advanced Photon Source at Argonne National Laboratory. In Proceedings of the 3rd International Workshop on Accelerator Alignment (pp. 1-8). Annecy, France.
- Gopal, M. (2010). Digital Control and State Variable Methods. Singapore : McGRAW-HILL.
- Johnson, M.A. and Moradi, M.H. (2005). PID Control new identification and design methods. London : Springer.
- Kapelevich, A.L. and Taye, E. (2010). Self-locking gears: Design and potential applications.Technical Resources 10FTM17. American Gear Manufacturers Association.
- Kemppinen, J., Lackner, F. and Mainaud Durand, H. (2012). Validation test of a cam mover based micrometric pre-alignment system for future accelerator components. Measurement Science Review. 2012(12) : 162-157.
- Koech, W., Rotich, T., Nyamwala, F. and Rotich, S. (2016). Parameter estimation of a DC motorgear-alternator system via step response methodology. American Journal of Applied Mathematics. 2016(4): 252-257.
- Manafeddin, N. and Onur, B. (2010). DC motor position control using fuzzy proportional derivative controllers with different defuzzification methods. Turkish Journal of Fuzzy System. 2010(1): 36-54.
- Mangra, D., Sharma, S. and Doose, C. (2000). Performance of the vibration damping pads in the APS storage ring. In Proceedings of Mechanical Engineering Design of Synchrotron Radiation Equipment and Instrumentation. Paul Scherrer Institute, Switzerland.
- Martin, I.P., et al., (2006). Diamond storage ring remote alignment system. In **Proceedings of the 10th European Particle Accelerator Conference** (pp. 523-525). Edinburgh, Scotland.
- Mitsubishi Electric Corporation. (2001). Final documents of reassembling for Siam Photon Project. Mitsubishi Electric Corporation.
- Nayak, B. and Choudhury, T.R. (2017). Optimization of PI coeffecients of permanent magnet synchronous motor drive. **Indian Journal of Science and Technology.** 2017(10) : 1-11.
- Norman, S.N. (2011). Control System Engineering. USA : John Wiley & Sons.
- Ogata, K. (2010). Modern Control Engineering. New York : PEARSON.
- Pairsuwan, W. and Ishii, T. (2001). Status of the Siam Photon Laboratory. In Proceeding of the2nd Asian Particle Accelerator Conference (pp. 26-30). Beijing, China.

- Prawanta, S., Khaengkarn, S. and Srisertpol, J. (2016). Motion control of a 3-DOF girder system using eccentric circular cam. In Proceedings of the Asia-Pacific Conference on Intelligent Robot Systems (pp.132-136). Tokyo, Japan.
- RAPCON Platform. www.zeltom.com
- Richard C.D. and Robert H.B. (2011). Modern Control Systems. New York : PEARSON.
- Roux, D (1989). Alignment & geodesy for the ESRF project. In **Proceedings of the 1st** International Workshop on Accelerator Alignment (pp. 37-72). Stanford, California.
- Roux, D (1993). The hydrostatic levelling system (HLS)/servo controlled precision jacks. A new generation atimetric alignment and control system. In Proceedings of the 1993 Particle Accelerator Conference (pp. 2932-2934). Washington, USA.
- Sanguansak, N., et al. (2002). Realignment magnets of Siam Photon Source storage ring. In **Proceedings of the 7th International Workshop on Accelerator Alignment** (pp. 55-58). Spring-8, Japan.
- Schulze, T., Hartmann-Gerlach, C. and Schlecht, B. (2010). Calculation of load distribution in planetary gear for an effective gear design process. Technical Resources 10FTM08. American Gear Manufacturers Association.
- Sharma, S. (2011). Optimization of magnet stability and alignment for NSLS-II. In Proceedings of the 2011 Particle Accelerator Conference (pp. 2082-2086). New York, USA.
- Srichan, S., et al. (2012). Status report on storage ring realignment at SLRI. In Proceedings of the 12th International Workshop on Accelerator Alignment. Fermilab, USA.
- Streun, A. (2000). Algorithms for dynamic alignment of the SLS storage ring girders. SLS-TME-TA-2000-0152.
- Supat, K. (2009). On-line estimation approaches to fault-tolerant control of uncertain systems. Ph.D. dissertation, University of Hull, United Kingdom.
- Tandan, N. and Swarnkar, K.K. (2015). PID controller optimization by soft computing techniques-A review. International Journal of Hybrid Information Technology. 2015(8): 357-362.
- Tippayawannakorn, N. and Pichitlamken, J. (2013). Nelder-Mead method with local selection using neighbourhood and memory for stochastic optimization. Journal of Computer Science. 2013(9): 463-476.

- Tsumaki, K., et al. (2002). Magnet rearrangement for 30 m long straight sections in the SPring-8 storage ring. In **Proceedings of the 7th International Workshop on Accelerator Alignment** (pp. 590-603). Spring-8, Japan.
- Wanzenberg, R. (2015). Status of the recommissioning of the synchrotron light source PETRA III. In Proceedings of the 6th International Particle Accelerator Conference (pp. 1485-1487). Richmond, USA.
- Wei, F.Q., Dreyer, K. and Umbricht, H (2002). Status of the SLS alignment system. In Proceedings of the 7th International Workshop on Accelerator Alignment (pp. 34-41). Spring-8, Japan.
- Wiboonjaroen, W. and Sujitjorn, S. (2013). Stabilization of a magnetic levitation control system via state-pi feedback. International Journal of Mathematical Models and Method in Applied Sciences. 2013(7) : 717-727.
- Willeke, F. (2015). Commissioning of NSLS-II. BNL-107934-2015-CP. Brookhaven National Laboratory, USA.
- Wilson, D., Martin, I. and Bell, A. (2006). Survey and alignment update from the Diamond Light Source. In Proceeding of the 9th International Workshop on Accelereator Alignement. Stanford Linear Accelerator Center, USA.
- Yang, S.F. and Chou, J.H. (2009). A mechatronic positioning system actuated using a micro DCmotor-driven propeller-thruster. Mechatronics. 2009(19) : 912–926.
- Zhang, L., Lesourd, M. and Lewis, T. (2001). Vibration damping system for magnet girder assembly at the ESRF. In Proceedings of the 2001 Particle Accelerator Conference (pp. 1465-1467). Chicago, USA.
- Zelenika, S., et al., (2001). The SLS storage ring support and alignment systems. Nuclear Instruments and Methods in Physics Researc A. 2001(467-468) : 99-102.

ภาคผนวก <mark>ก</mark>

โปรแกรมคำนวณต่ำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

โปรแกรมคำนวณ Heave, Pitch และ Roll ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

้โปรแกรมคำนวณตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับระบบงับเร้าที่ 1, 2 และ 3 โดยอ้างอิงแผนภาพ บล็อกสมการจลนศาสตร์ผกผัน (inverse kinematics equation) ดังในรูปที่ 4.26 และรูปที่ 4.33 ***** % การคำนวณตำแหน่งเชิงมุมการหมุนให้กับระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 % กำหนดอินพุตฟังก์ชันเป็น Heave, Pitch และ Roll และ % เอาท์พุตของฟังก์ชันเป็น Alpha1, Alpha2 และ Alpha3 function [Alpha1, Alpha2, Alpha3] = fcn(Heave, Pitch, Roll) % กำหนดค่ามุมสัมผัสระหว่างถูกเบี้ยววงกถ<mark>มกั</mark>บหน้าสัมผัสของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก % ระบบขับเร้าที่ 1 (องศา) beta1=135: % ระบบขับเร้าที่ 2 (องศา) beta2=135: % ระบบขับเร้าที่ 3 (องศา) beta3=45; % กำหนดค่าสัญลักษณ์ที่ใช้บ่งบอกต<mark>ำแห</mark>น่งการวา<mark>งขอ</mark>งลูกเบี้ยววงกลม % ระบบขับเร้าที่ 1 p1=1; % ระบบขับแร้าที่ 2 p2=1; % ระบบขับเร้าที่ 3 p3 = -1;% กำหนดค่าเยื้องศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลมของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 e=5.0: % กำหนดค่าพิกัดตำแหน่งจุดแกนเพลาหมุนของลูกเบี้ยววงกลมของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 <mark>% ก่าพิกัดตำแหน่งในแนวแกน x (มิลลิเมตร)</mark> mx1=254; mx2=254; mx3=-254; % ค่าพิกัดตำแหน่งในแนวแกน y (มิลลิเมตร) my1=-112; my2=-112; my3=-112; mz1=-220; mz2=220; mz3=0; **7777** (มิลลิเมตร) % การคำนวณเอาท์พุตของฟังก์ชัน Alpha1, Alpha2 และ Alpha3 โดยอ้างอิงสมการจลนศาสตร์ % ผกผันของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก สมการที่ (3-26) % Alpha1 คือ ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 1 Alpha1=((beta1*pi/180)-Roll+(p1*(acos(cos(beta1*pi/180)*((-Roll*my1)/e)+sin(beta1*pi/180)*((Roll*mx1-Pitch*mz1+Heave)/e))-pi))-pi)*180/pi; % Alpha2 คือ ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 2 Alpha2=((beta2*pi/180)-Roll+(p2*(acos(cos(beta2*pi/180)*((-Roll*my2)/e)+sin(beta2*pi/180)*((Roll*mx2-Pitch*mz2+Heave)/e))-pi))-pi)*180/pi;

% Alpha3 คือ ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้าที่ 3 Alpha3=((beta3*pi/180)-Roll+(p3*(acos(cos(beta3*pi/180)*((-Roll*my3)/e)+sin(beta3*pi/180)*((Roll*mx3-Pitch*mz3+Heave)/e))-pi))-pi)*180/pi;

โปรแกรมคำนวณ Heave, Pitch และ Roll ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก โดยอ้างอิงแผนภาพ บล็อกสมการจลนศาสตร์ (kinematics equation) ดังในรูปที่ 4.26 และรูปที่ 4.33

% การคำนวณ Heave, Pitch และ Roll ของระบบแท่นรองรับแม่เหล็ก

% กำหนดอินพุตของฟังก์ชันเป็น Alpha1, Alpha2 และ Alpha3 และ

% เอาท์พุตของฟังก์ชันเป็น Heave, Pitch และ Roll

function [Heave,Pitch,Roll] = fcn(Alpha1,Alpha2,Alpha3)

% กำหนดค่ามุมสัมผัสระหว่างลูกเบี้ย<mark>ววง</mark>กลมกับห<mark>น้า</mark>สัมผัสของตัวแท่นรองรับแม่เหล็ก

beta1=135*(pi/180); % ระบบขับเร้าที่ 1 (เรเดียน)

beta2=135*(pi/180); % ระบบขับเร้าที่ 2 (เรเดียน)

beta3=45*(pi/180); % ระบบขับเร้าที่ 3 (เรเดียน)

% กำหนดค่าเยื้องศูนย์กลางของลูกเบี้ยววงกลมของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3

e=5.0;

% กำหนดค่าพิกัดตำแหน่งจุดแกนเพลาหมุนของลูกเบี้ยววงกลมของระบบขับเร้าที่ 1, 2 และ 3 <mark>% ค่าพิกัดตำแหน่งในแนวแกน x (มิลลิเมตร)</mark> mx1=254; mx2=254; mx3=-254; % ค่าพิกัดตำแหน่งในแนวแกน y (มิลลิเมตร) my1=-112; my2=-112; my3=-112; mz1=-220; mz2=220; mz3=0; 7 สี 5 1 % ค่าพิกัดตำแหน่งในแนวแกน z (มิลลิเมตร) % คำนวณค่าตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของลูกเบี้ยววงกลมของระบบขับเร้าที่ 1,2 และ 3 (เรเดียน) alpha1=Alpha1*(pi/180); (เรเดียน) alpha2=Alpha2*(pi/180); (เรเดียน) alpha3=Alpha3*(pi/180); % การคำนวณค่าสัญลักษณ์ในส่วนของเมทริกซ์ M p1=sin(beta1)*mx1-cos(beta1)*my1+e*sin(alpha1-beta1); p2=sin(beta2)*mx2-cos(beta2)*my2+e*sin(alpha2-beta2);

p3=sin(beta3)*mx3-cos(beta3)*my3+e*sin(alpha3-beta3);

% การคำนวณค่าสัญลักษณ์ในส่วนของเมทริกซ์ q

q1=e*cos(alpha1-beta1);

q2=e*cos(alpha2-beta2);

q3=e*cos(alpha3-beta3);

% การคำนวณค่าเมทริกซ์ M

M=[sin(beta1) -sin(beta1)*mz1 p1;sin(beta2) -sin(beta2)*mz2 p2;sin(beta3) -sin(beta3)*mz3 p3]; % การคำนวณค่าเมทริกซ์ q

q=[q1;q2;q3];

% การคำนวณค่าเอาท์พุตของฟังก์ชัน Heave<mark>, P</mark>itch และ Roll จากสมการ MT=q โดยอ้างอิงสมการ % จลนศาสตร์ของระบบแท่นรองรับแม่เห<mark>ล็ก</mark> สม</mark>การที่ (3-22)

T=inv(M)*q;

% การคำนวณค่าเอาท์พุตของฟังก์ชัน Heave, Pitch และ Roll

Heave=T(1,:);

Pitch=T(2,:);

Roll=T(3,:);

ระหางวิทยาลัยเทคโนโลยีสุรบาร

ภาคผนวก <mark>ข</mark>

อ<mark>ุปกรณ์เครื่องมือที่ใช้ในการประกอ</mark>บติดตั้ง





รูปที่ ข.1 ตัวตรวจรู้มุมการหมุนรอบแนวแกน x (Pitch) และแนวแกน z (Roll)

IPD-P510 Resolution / 0.5µm Range / 10mm	FEATUR 8ømm, s Since ori A nut ins In comp	ES im-body design to gin detection mech talled type is availa iance with IP67 deg FICATIONS	save space and e nanism loaded, eli ble in order to so gree of protectior	nable flexible config iminates to readjust lve the problem of o and EC directives o	guration. whenever power over-tightening th n CE marking.	is turned off. e stem portion.
	D-P510N	Model	IPD-P510/2M	IPD-P510/2M-03N	IPD-P510N/2M	IPD-P510N/2M-03N
	Ran	ge	10mm			
Resol	Res	olution	0.5µm			
ind ing	Acc	uracy	1µm or less			
	Mea	suring force	1.08N or less	0.3N or less	1.08N or less	0.3N or less
#	Res	oonse speed	2000mm/sec			
CE CE	IP p	otection level	IP67 equivalent			
	Orig	in position	About 2mm from the bottom			
	Wei	ght	Approx. 130g			
	Cab	le length	2m			
	Standard	Contact point*1	F-201			
	attachme	nts Rubber bellows	M-137			

รูปที่ ข.2 ตัวตร<mark>วจรู้</mark>การเกลื่อ<mark>นที่</mark>ในแนวแกน y (Heave)



รูปที่ ข.3 ตัวตรวจรู้ตำแหน่งเชิงมุมการหมุนของระบบขับเร้า



รูปที่ ข.4 มอเตอร์ไฟฟ้ากระแสตรงชนิดแม่เหล็กถาวรและชุดเฟืองตัวหนอน

ภาคผนวก <mark>ค</mark>

บทความทางวิชาการที่ได้รับการตีพิมพ์เผยแพร่ในระหว่างศึกษา



รายชื่อบทความที่ได้รับการตีพิมพ์เผยแพร่ในระหว่างศึกษา

Supachai Prawanta, Sorada Khaengkarn and Jiraphon Srisertpol (2016). Motion control of a
3-DOF girder system using eccentric circular cam. In Proceedings of IEEE Asia-Pacific
Conference on Intelligent Robot Systems (pp. 132-136). Tokyo, Japan.

Soontaree Saengsri, Supachai Prawanta, Soontorn Odngam and Jiraphon Srisertpol (2017). PI-servo with state-D feedback and observer for magnetic stirrer machine. In **Proceedings of International Conference on Circuits, Devices and Systems** (pp. 6-10). Chengdu, China.



ประวัติผู้เขียน

นายศุภชัย ประวันตา เกิคเมื่อวันที่ 7 มิถุนายน พ.ศ. 2517 สำเร็จการศึกษาระคับมัธยมศึกษา ตอนปลาย จากโรงเรียนแวงน้อยศึกษา จังหวัดขอนแก่น สำเร็จการศึกษาระดับปริญญาตรี ้วิศวกรรมศาสตรบัณฑิต (วิศวกรรมไฟฟ้า) จากมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีสุรนารี เมื่อปี พ.ศ. 2540 ใด้รับใบอนุญาตเป็นผู้ประกอบวิชาชีพวิศวกรรมควบคุม ระดับภาคีวิศวกร สาขาไฟฟ้าแขนง ้ไฟฟ้ากำลัง และเข้าทำงานที่ศูนย์ปฏิบัติ<mark>ก</mark>ารวิจัยเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนแห่งชาติ กระทรวงวิทยาศาสตร์และเทคโนโลยี ตำแ<mark>หน่</mark>งวิศวกรฝ่ายเทคโนโลยีเครื่องเร่งอนุภาค ได้รับทุน ้โครงการพัฒนาบุคลากร และเข้าศึกษาต่อ<mark>ในระดั</mark>บปริญญาโทสาขาวิชาวิศวกรรมไฟฟ้า สำนักวิชา ้วิศวกรรมศาสตร์ ที่มหาวิทยาลัยเทคโนโลยีสุร<mark>น</mark>ารี ขณะศึกษาได้สอนรายวิชาปฏิบัติการและ ทำงานวิจัยทางด้านการปรับปรุงคุณ<mark>สม</mark>บัติของแ<mark>ม่เห</mark>ล็กหกขั้วให้มีความเหมาะสมต่อการใช้งาน ในวงกักเก็บอิเล็กตรอนขนาด 1.2 GeV ของเครื่องกำเนิดแสงสยาม และพัฒนาชุดเครื่องมือ ้วัดสนามแม่เหล็กเกลื่อนที่อัตโ<mark>นมัติ</mark>สามแกน สำเร็จกา<mark>รศึ</mark>กษาระดับปริญญา โท วิศวกรรมศาสตร ้มหาบัณฑิต (วิศวกรรมไฟฟ้า) เมื่อปี พ.ศ. 2551 กลับเข้าทำงานที่สถาบันวิจัยแสงซิน โครตรอน (องค์การมหาชน) และปฏิบัติ<mark>งานในตำแหน่งหัวหน้าส่ว</mark>นงานเดินเครื่องและซ่อมบำรุง ้ฝ่ายเทคโนโลยีเครื่องเร่งอนุภาค ได้รับทุนรัฐบาลที่จัดสรรให้กระทรวงวิทยาศาตร์และเทคโนโลยี ้เพื่อศึกษาวิชาในประเทศ <mark>ประ</mark>จำปี พ.ศ. 2556 ตามความต้องการของสถาบันวิจัยแสงซินโครตรอน (องค์การมหาชน) ไปศึกษาใ<mark>นสาขาวิศวกรรมหุ่นขนต์และระบ</mark>บอัตโนมัติ เน้น ระบบควบคุมและ อัตโนมัติ ในระดับปริญญาเอก และเข้าศึกษาต่อในระดับปริญญาเอกสาขาวิชาวิศวกรรมเครื่องกล สำนักวิชาวิศวกรรมศาสตร์ ที่มหาวิทยาลัยเทคโนโลยีสุรนารี ขณะศึกษาได้สอนรายวิชาปฏิบัติการ และทำงานวิจัยทางด้านการออกแบบและสร้างระบบแท่นรองรับแม่เหล็กที่สามารถเคลื่อนไหว ้อัตโนมัติได้ 3 องศาอิสระ เพื่อนำไปประยุกต์ใช้ในการปรับตั้งแม่เหล็กและท่อลำเลียงอิเล็กตรอน ้ของเครื่องกำเนิดแสงซินโครตรอนให้อยู่ในระดับและตำแหน่งที่ถูกต้องได้ การดำเนินงาน ้วิจัยดังกล่าวให้ผลสำเร็จลุล่วงตามวัตถุประสงค์ อีกทั้ง ไปนำเสนอผลงานในการประชุมวิชาการ ระดับนานาชาติ IEEE ACIRS 2016 ณ เมืองโตเกียว ประเทศญี่ปุ่น ระหว่างวันที่ 20-24 กรกฎาคม พ.ศ. 2559 และไปทำวิจัยระยะสั้นที่ Nagaoka University of Technology ณ เมืองนะงะโอกะ ประเทศญี่ปุ่น ระหว่างวันที่ 26 กรกฎาคม พ.ศ. 2560 ถึง วันที่ 16 ตุลาคม พ.ศ. 2560