

สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง



ภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม

คณะครุศาสตร์อุตสาหกรรม

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

ใบรับรองปริญญาโท



ชื่อหัวข้อ เครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมส่งผ่านคลื่นวิทยุ

Win Profiler via Radio System

ชื่อนักศึกษา	1. นายไกรยศ	แซ่เจี๋ย	รหัสประจำตัว	41031202
	2. นายนันท์วัฒน์	จ้างมีศิลป์	รหัสประจำตัว	41031210
	3. นางสาวนันทยา	จันทร์ประดับ	รหัสประจำตัว	41031211
	4. นายเริงชัย	หนูจิตต์	รหัสประจำตัว	41031222

หลักสูตร ครุศาสตร์อุตสาหกรรมบัณฑิต สาขาวิชา วิศวกรรมโทรคมนาคม

อาจารย์ที่ปรึกษา อาจารย์พีระวุฒิ สุวรรณจันทร์

อาจารย์ที่ปรึกษาร่วม อาจารย์ปิยะ ศุภวาราสูวัฒน์

คณะกรรมการสอบปริญญาโท	ลายมือชื่อ
1. อาจารย์พีระวุฒิ สุวรรณจันทร์	
2. อาจารย์ปิยะ ศุภวาราสูวัฒน์	
3. ผศ. วิสุทธิ์ อธิพรธรรม	
4. อาจารย์อมรชัย ชัยชนะ	
5. อาจารย์สุระชัย พิมพ์สวัสดิ์	

วันเดือน/ปีที่สอบ วันเสาร์ที่ 13 พฤษภาคม พ.ศ. 2543 เวลา 10.00 น.

สถานที่สอบ ห้อง ค.310 คณะครุศาสตร์อุตสาหกรรม สจล.

ภาควิชารับรองแล้ว

ลงนาม.....

(ผศ. วิสุทธิ์ อธิพรธรรม)



เลขหมึก.....

เลขทะเบียน 37214

วัน, เดือน, ปี 5 ก.ย. 2543

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่ควรนำออกนอกระบบโดยไม่ได้รับอนุญาต
ไม่ว่าจะในรูปแบบใดก็ตาม หากมีการเปลี่ยนแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิง

หัวหน้าภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม

วันที่ 5 เดือน 5 พ.ศ. 2543

ปริญญานิพนธ์

เครื่องวัดความเร็วลมและทิศทางลมส่งผ่านคลื่นวิทยุ
WIND PROFILER VIA RADIO SYSTEM



นายไกรยศ

แซ่เจีย

นายนันท์วัฒน์

จ้างมีศิลป์

นางสาวนันทิยา

จันทร์ประดับ

นายเริงชัย

หนูจิตต์

ปริญญานิพนธ์ฉบับนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรครุศาสตรบัณฑิต

สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

ภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม คณะครุศาสตร์อุตสาหกรรม

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อเผยแพร่ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปีการศึกษา 2542

ปริญญานิพนธ์

เรื่อง เครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมผ่านคลื่นวิทยุ

Wind Profiler Via Radio System

วัตถุประสงค์

1. เพื่อศึกษาหลักการวัดความเร็วและทิศทางลม การสื่อสารข้อมูลระยะทางไกล การเก็บ และประมวลผลข้อมูลด้วยคอมพิวเตอร์
2. เพื่อออกแบบเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมโดยส่งข้อมูลด้วยคลื่นวิทยุ
3. เพื่อสร้างเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม โดยส่งข้อมูลด้วยคลื่นวิทยุ
4. เพื่อทดสอบและเปรียบเทียบประสิทธิภาพของเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมที่สร้างกับเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมที่ใช้อยู่ในปัจจุบัน
5. เพื่อนำเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมที่ผ่านการทดสอบ และปรับปรุงแก้ไขแล้วไปใช้งานแทนระบบเดิมที่ใช้ในระบบปัจจุบัน

ประโยชน์ที่คาดว่าจะได้รับ

1. มีความรู้เรื่องหลักการวัดความเร็วและทิศทางลม การสื่อสารข้อมูลระยะไกล การเก็บ และประมวลผลข้อมูลด้วยคอมพิวเตอร์
2. มีทักษะในการออกแบบเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมโดยส่งข้อมูลด้วยคลื่นวิทยุ
3. สามารถสร้างเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม โดยส่งข้อมูลด้วยคลื่นวิทยุได้
4. ได้เครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมที่มีประสิทธิภาพใกล้เคียงกับเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมที่ใช้อยู่ในปัจจุบัน
5. เครื่องที่ทดสอบปรับปรุงแก้ไข สามารถนำไปใช้งานแทนระบบเดิมที่มีใช้อยู่ในปัจจุบัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ชื่อหัวข้อ

ชื่อนักศึกษา

เครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมส่งผ่านคลื่นวิทยุ

นายไกรยศ แซ่เจี๋ย

นายนันท์วัฒน์ จ้างมีศิลป์

นางสาวนันทยา จันทร์ประดับ

นายเริงชัย หนูจิตต์

อาจารย์ที่ปรึกษา

อาจารย์พีระวุฒิ สุวรรณจันทร์

อาจารย์ที่ปรึกษาร่วม

อาจารย์ปิยะ ศุภวาราสวัสดิ์

หลักสูตร

ครุศาสตร์อุตสาหกรรมบัณฑิต

สาขาวิชา

วิศวกรรมโทรคมนาคม

ปีการศึกษา

2542

บทคัดย่อ

ปฏิญานิพนธ์ฉบับนี้นำเสนอเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม โดยส่งข้อมูลด้วยคลื่นวิทยุ ในแบบเอฟเอ็มย่านความถี่ 462 เมกกะเฮิร์ตซ์ โดยนำสัญญาณดิจิตอลจากวงจรตรวจจับความเร็วลม ด้วยตัวตรวจจับแสงและทิศทางลมด้วยโพเทนทิโอมิเตอร์และนำมามอดูเลตแบบเอฟเอสเคแล้วแพร่กระจายสัญญาณที่ได้ด้วยคลื่นวิทยุแบบเอฟเอ็ม ไปยังภาครับ และทำการดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค ได้ข้อมูลเป็นสัญญาณดิจิตอลเพื่อป้อนให้ชุดเชื่อมต่อกับคอมพิวเตอร์ ซึ่งทำหน้าที่ส่งผ่านข้อมูลเข้าคอมพิวเตอร์ประมวลผลต่อไป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

II

Thesis Title	Wind Profiler Via Radio System
Students	Mr.Kriyos Sajear Mr.Nuntawat Changmeesilp Miss Nantita Janpradab Mr.Reangchai Nujit
Advisor	Mr.Peerawut Suwanjan
Co-Advisor	Mr.Piya Supawarasuwat
Education Level	Bachelor of Science in industrial Education
Program in	Telecommunication Engineering
Academic Year	1999

ABSTRACT

This thesis presents the project of Wind Profiler Via Radio System in 462 MHz range. The digital signals take from speed sensor by opto and take from direct sensor by Potentiometer Modulate in FSK, and radiating it to receiver. Then, It is demodulate by FSK demodulation. The digital signal, which came from demodulation circuit is sent to computer by direct interface circuit to estimate quantity of speed and direct.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กิตติกรรมประกาศ

ปริญญาานิพนธ์ฉบับนี้สำเร็จลุล่วงไปได้ด้วยดีเนื่องมาจากความอนุเคราะห์ของอาจารย์ที่ปรึกษาปริญญาานิพนธ์ อาจารย์ประจำภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรมทุกท่านที่ได้กรุณาให้คำปรึกษาให้ข้อเสนอแนะต่างๆ คุณอำนวย นิมะสมอ หัวหน้างานสอบตรวจและสอบเทียบเครื่องมือ รวมถึงเจ้าหน้าที่ของกรมอู่ศูนย์นิคมวิทยาทุกท่าน ซึ่งให้ความอนุเคราะห์ในการสร้าง และปรับแต่งเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม ขอกราบขอบพระคุณ บิดา มารดาที่ให้การอบรมเลี้ยงดูและให้การสนับสนุนทุกอย่างที่เกี่ยวกับการศึกษาของลูกๆ ทุกคน จนลูกๆ ได้มีโอกาสกระทำในสิ่งที่ถูกต้องเสมอมา



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ

เรื่อง	หน้า
บทคัดย่อภาษาไทย	I
บทคัดย่อภาษาอังกฤษ	II
กิตติกรรมประกาศ	III
สารบัญ	IV
สารบัญตาราง	VIII
สารบัญรูป	IX
บทที่ 1 บทนำ	1
1.1 ความเป็นมา และความสำคัญของปริญญาโท	1
1.2 ขีดความสามารถของโครงการ	1
1.3 เนื้อหาโดยสังเขป	1
บทที่ 2 ทฤษฎีและหลักการ	4
2.1 กล่าวนำ	4
2.2 การวัดลมผิวหนัง	4
2.2.1 กล่าวโดยทั่วไป	4
2.2.2 การวัดทิศทางลม	4
2.2.3 การวัดความเร็วลม	7
2.2.4 การวัดความเร็ว และการคาดคะเนความเร็วลม	16
2.3 วงจรพื้นฐานของเครื่องรับส่งวิทยุ	16
2.3.1 วงจรขยายอาร์เอฟ	16
2.3.2 วงจรมิกเซอร์	17
2.3.3 วงจรขยายไอเอฟ	18
2.4 การรับส่งข้อมูลดิจิทัล FSK และแนวทางการออกแบบใช้งาน	24
2.4.1 ตัวกำเนิดสัญญาณ	25
2.4.2 ความกว้างของสัญญาณเอฟเอสเค	26
2.5 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	29
2.5.1 โครงสร้างของ MCS-51	29
2.5.2 การจัดหาต่าง ๆ ของ MCS-51	31

สารบัญ (ต่อ)

เรื่อง	หน้า
2.5.3 โครงสร้างของพอร์ตอินพุต เอาต์พุต	34
2.5.4 พื้นฐานการรับส่งข้อมูล	35
2.5.5 รูปแบบการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม	36
2.5.6 MCS-51 กับการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม	37
2.5.7 การเชื่อมต่อ 8255 กับ MCS-51	38
2.6 ทฤษฎีการแปลงสัญญาณ	42
2.6.1 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิตอล	43
2.7 อินเทอร์เฟซพื้นฐาน	44
2.6.1 การสร้างพอร์ตเพื่ออินเทอร์เฟซ	45
2.8 โปรแกรมวิซวลเบสิก	47
2.8.1 ความเป็นมา	47
2.8.2 ภาพรวมของวิซวลเบสิก	48
2.8.3 หลักการโปรแกรมเชิงภาพของวิซวลเบสิก	48
บทที่ 3 การออกแบบ การสร้าง และการทำงาน	51
3.1 เครื่องวัดความเร็วลม และทิศทางลม	51
3.2 ภาคส่งสัญญาณวิทยุ	51
3.2.1 วงจรวัดความเร็วลม	51
3.2.2 วงจรวัดทิศทางลม	52
3.2.3 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิตอล	52
3.2.4 วงจรนับ	53
3.2.5 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	54
3.2.6 วงจรมัลติเพล็กซ์	55
3.2.7 วงจรเครื่องส่งวิทยุ	56
3.3 ภาครับสัญญาณวิทยุ	56
3.3.1 วงจรเครื่องรับวิทยุ	56
3.3.2 วงจรดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	56

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้ในระบบเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ (ต่อ)

เรื่อง	หน้า
3.3.3 วงจรตีมัลติเพิล็กซ์	58
3.3.4 วงจรอินเตอร์เฟส	59
บทที่ 4 การทดลอง และผลการทดลอง	60
4.1 บทนำ	60
4.2 วงจรวัดความเร็วลม	60
4.2.1 การทดลอง	60
4.2.2 ผลการทดลอง	62
4.3 วงจรวัดทิศทางลม	62
4.3.1 การทดลอง	62
4.3.2 ผลการทดลอง	62
4.4 วงจรนับ	63
4.4.1 การทดลอง	63
4.4.2 ผลการทดลอง	63
4.5 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิตอล	64
4.5.1 การทดลอง	64
4.5.2 ผลการทดลอง	65
4.6 วงจรมัลติเพิล็กซ์ และตีมัลติเพิล็กซ์	65
4.6.1 การทดลอง	65
4.6.2 ผลการทดลอง	66
4.7 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	66
4.7.1 การทดลอง	66
4.7.2 ผลการทดลอง	67
4.8 วงจรตีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	69
4.8.1 การทดลอง	69
4.8.2 ผลการทดลอง	69

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ (ต่อ)

เรื่อง	หน้า
4.9 เครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลม	69
4.9.1 การทดลอง	69
4.9.2 ผลการทดลอง	70
บทที่ 5 บทสรุป ปัญหา แนวทางแก้ไข และพัฒนา	71
5.1 บทสรุป	71
5.2 ปัญหา	71
5.3 แนวทางแก้ไข	72
5.4 แนวทางการพัฒนา	72
ภาคผนวก ก เครื่องต้นแบบ	73
ภาคผนวก ข ผังการทำงาน และ โปรแกรม	78
ภาคผนวก ค วงจรพิมพ์ และแผ่นวงจรพิมพ์	97
ภาคผนวก ง รายการอุปกรณ์	109
ภาคผนวก จ รายละเอียด และคุณสมบัติของอุปกรณ์	114
ภาคผนวก ฉ คู่มือการใช้งาน	155
ภาคผนวก ช การสอบเทียบเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลมกับกรมอุตุนิยมวิทยา	161
บรรณานุกรม	163
ประวัติผู้แต่ง	164

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญตาราง

ตาราง	หน้า
ตารางที่ 2.1 เลขรหัส, ทิศนัยเป็นองศาจริง ละป้อยท์ของเข็มทิศ	5
ตารางที่ 2.2 ความสัมพันธ์ของหน่วยต่างๆ ที่ใช้ในการวัดลม	8
ตารางที่ 2.3 ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 เบอร์ต่างๆ	30
ตารางที่ 2.4 บิตและหน้าที่ต่างๆ ของพอร์ต 3	32
ตารางที่ 2.5 การเลือกพอร์ตของ 8255	41
ตารางที่ 2.6 การจัดตำแหน่งพอร์ตของระบบ	44
ตารางที่ 2.7 การถอดรหัสแอดเดรสพอร์ต	47
ตารางที่ 4.1 ผลของการสอบเทียบเครื่องวัดความเร็วลม	70

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูป

รูป	หน้า
รูปที่ 2.1 สรลมแบบต่างๆ	7
รูปที่ 2.2 เครื่องวัดลมแบบแผ่นกระดก	9
รูปที่ 2.3 เครื่องวัดความเร็วลมชนิดลูกถ้วย 3 ใบ รูปครึ่งทรงกลม	10
รูปที่ 2.4 เครื่องวัดลมแบบใช้ลูกถ้วยชนิดต่างๆ	11
รูปที่ 2.5 เครื่องวัดลมแบบแอโรเวน	12
รูปที่ 2.6 กระดาษกราฟสำหรับบันทึกการ	13
รูปที่ 2.7 เครื่องวัดลมแบบโคห์น	14
รูปที่ 2.8 วงจรขยายอาร์เอฟที่ใช้ทรานซิสเตอร์	17
รูปที่ 2.9 ตัวอย่างมิกเซอร์ของภาคเครื่องรับ และภาคเครื่องส่ง	18
รูปที่ 2.10 วงจรขยายไอเอฟที่ใช้หม้อแปลงจูนระหว่างภาค	19
รูปที่ 2.11 วงจรขยายไอเอฟแบบใช้คริสตอลฟิลเตอร์ควบคุมคุณสมบัติการเลือกรับสัญญาณ	19
รูปที่ 2.12 ตัวอย่างวงจรออสซิลเลเตอร์	20
รูปที่ 2.13 วงจรผลิตสัญญาณควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ	21
รูปที่ 2.14 การเปลี่ยนแปลงอัตราขยายของทรานซิสเตอร์ที่กระแสอิมิตเตอร์ในค่าต่างๆ	22
รูปที่ 2.15 วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติต่างๆ ในเครื่องรับชนิดเฮเทอโรไดน์	23
รูปที่ 2.16 ลักษณะการควบคุมอัตราขยายของเครื่องรับ โดยวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ	24
รูปที่ 2.17 การส่งสัญญาณดิจิตอล	25
รูปที่ 2.18 มอดูเลเตอร์เอฟเอสเค	27
รูปที่ 2.19 การเบี่ยงเบนความถี่	27
รูปที่ 2.20 โครงสร้างภายในของ MCS-51	30
รูปที่ 2.21 ขาต่างๆ ของ 8051	31
รูปที่ 2.22 ขาของ MCS-51 ที่ใช้ต่อกับ XTAL	33
รูปที่ 2.23 โครงสร้างพอร์ตทั้ง 4 ของ MCS-51	34
รูปที่ 2.24 การต่อพอร์ตเข้ากับระบบบัสภายใน MCS-51	35
รูปที่ 2.25 การรับส่งข้อมูลแบบขนาน	35

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูป (ต่อ)

รูป	หน้า
รูปที่ 2.26 การส่งข้อมูลแบบอนุกรม	36
รูปที่ 2.27 บิตต่างๆ ของข้อมูลที่ส่งแบบอนุกรม	37
รูปที่ 2.28 การรับส่งข้อมูลระหว่างรีจิสเตอร์กับบัสภายใน	38
รูปที่ 2.29 โครงสร้างของไอซี 8255	40
รูปที่ 2.30 ระบบที่มีการประมวลผลข้อมูลทางดิจิทัล	42
รูปที่ 2.31 ขาสัญญาณบนสล็อต และการ์ดอินเตอร์เฟซ	46
รูปที่ 2.32 วงจรพอร์ตหมายเลข 27CH-27FH	46
รูปที่ 2.33 การเขียนโปรแกรมแบบธรรมดา กับแบบอีวีเอ็น-ไคร์ฟเว็น	50
รูปที่ 3.1 วงจรตรวจจับแสงที่ใช้ในการวัดความเร็วลม	51
รูปที่ 3.2 วงจรวัดทิศทางลม	52
รูปที่ 3.3 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล	53
รูปที่ 3.4 วงจรนับ	53
รูปที่ 3.5 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	54
รูปที่ 3.6 วงจรมัลติเพล็กซ์	55
รูปที่ 3.7 วงจรดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	57
รูปที่ 3.8 วงจรดีมัลติเพล็กซ์	58
รูปที่ 3.9 วงจรอินเตอร์เฟซ	59
รูปที่ 4.1 วงจรวัดความเร็วลม	60
รูปที่ 4.2 รูปสัญญาณพัลส์ที่เกิดจากการตรวจจับแสงของโฟโตทรานซิสเตอร์	61
รูปที่ 4.3 สัญญาณเอาต์พุตที่ได้จากวงจรตรวจจับแสง	61
รูปที่ 4.4 วงจรวัดทิศทางลม	62
รูปที่ 4.5 วงจรนับ	63
รูปที่ 4.6 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล	64
รูปที่ 4.7 การต่อใช้งานเพื่อทดลองวงจรมัลติเพล็กซ์ และดีมัลติเพล็กซ์	65
รูปที่ 4.8 รูปสัญญาณที่ได้จากวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค เมื่อป้อนลอจิก "1"	

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ความถี่มาร์กมีค่า 1,200 Hz
 ไม่วาร์ณิใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูป (ต่อ)

รูป	หน้า
รูปที่ 4.9 รูปสัญญาณที่ได้จากวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค เมื่อป้อนลอจิก "0" ความถี่สเปซมีค่า 2200 Hz	68
รูปที่ 4.10 รูปสัญญาณที่ได้จากการป้อนความถี่ด้วยฟังก์ชันเจนเนอเรเตอร์ ขนาด 300 bits / s ค่าแรงดัน 2 โวลต์	68
รูปที่ ก.1 เครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลม และชุดเครื่องส่งวิทยุ	74
รูปที่ ก.2 ชุดวัดความเร็วลม และทิศทางลม	74
รูปที่ ก.3 เครื่องส่งวิทยุ	75
รูปที่ ก.4 วงจรภายในของเครื่องส่งวิทยุ	75
รูปที่ ก.5 วงจรภาคอินเตอร์เฟสสัญญาณ	76
รูปที่ ก.6 เครื่องรับสัญญาณวิทยุ	76
รูปที่ ก.7 วงจรภายในของเครื่องรับสัญญาณวิทยุ	77
รูปที่ ข.1 ผังงานของ โปรแกรมมัลติเพล็กซ์สัญญาณ	79
รูปที่ ข.2 ผังงานของ โปรแกรมภาคดีมัลติเพล็กซ์	82
รูปที่ ข.3 ผังงาน โปรแกรมของการแสดงผลหน้าจอคอมพิวเตอร์	84
รูปที่ ค.1 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล	98
รูปที่ ค.2 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล	98
รูปที่ ค.3 วงจรพิมพ์ของวงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล	99
รูปที่ ค.4 วงจรคีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	99
รูปที่ ค.5 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรคีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	100
รูปที่ ค.6 วงจรพิมพ์ของวงจรคีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	100
รูปที่ ค.7 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	101
รูปที่ ค.8 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	101
รูปที่ ค.9 วงจรพิมพ์ของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค	102
รูปที่ ค.10 วงจรตรวจจับแสง	102
รูปที่ ค.11 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรตรวจจับแสง	103
รูปที่ ค.12 วงจรพิมพ์ของวงจรตรวจจับแสง	103
รูปที่ ค.13 วงจรมัลติเพล็กซ์	104

สารบัญรูป (ต่อ)

รูป	หน้า
รูปที่ ค.14 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรมัลติเพล็กซ์	104
รูปที่ ค.15 วงจรพิมพ์ของวงจรมัลติเพล็กซ์ทางด้านบน	105
รูปที่ ค.16 วงจรพิมพ์ของวงจรมัลติเพล็กซ์ทางด้านล่าง	105
รูปที่ ค.17 วงจรอินเตอร์เฟส	106
รูปที่ ค.18 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรอินเตอร์เฟส	106
รูปที่ ค.19 วงจรพิมพ์ของวงจรอินเตอร์เฟสทางด้านบน	107
รูปที่ ค.20 วงจรพิมพ์ของวงจรอินเตอร์เฟสทางด้านล่าง	108



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 1

บทนำ

1.1 ความเป็นมา และความสำคัญของปริศยานิพนธ์

ในการพยากรณ์ความเร็วและทิศทางของลมในพื้นที่ใดพื้นที่หนึ่งนั้น จะต้องมีเครื่องมือที่ทำหน้าที่ตรวจจับ หรือวัดความเร็วหรือทิศทางของลมที่เคลื่อนที่อยู่ในพื้นที่นั้น และนำข้อมูลที่ได้จากเครื่องวัดนั้นมาประมวลผลเพื่อพยากรณ์ แต่เนื่องจากเครื่องวัดความเร็วของลมในปัจจุบันเครื่องหนึ่งๆ จะเป็นเครื่องวัดความเร็วลมเพียงอย่างเดียว และระบบการส่งผ่านข้อมูลความเร็วลมยังคงใช้สายเคเบิลเป็นตัวกลางส่งผ่านข้อมูลอยู่ ซึ่งทำให้ยุ่งยากในการติดตั้งและเชื่อมต่อระหว่างตัววัดที่ติดตั้งอยู่นอกสนามกับตัวแสดงผลภายในอาคาร จากสาเหตุนี้จึงได้มีความคิดที่จะสร้างเครื่องมือวัดความเร็วลม โดยมีขีดความสามารถในการบอกความเร็วและทิศทางลมอยู่ด้วยกัน และใช้ระบบส่งผ่านข้อมูลโดยคลื่นวิทยุ อีกทั้งยังสามารถเก็บข้อมูลไว้ในเครื่องคอมพิวเตอร์ด้วย

1.2 ขีดความสามารถของโครงการ

- 1) สามารถวัดความเร็วและทิศทางลม โดยส่งผ่านคลื่นวิทยุความถี่ 462 MHz กำลังไฟฟ้า 3 วัตต์
- 2) สามารถวัดความเร็วและทิศทางลม ได้ใกล้เคียงกับเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลมที่ใช้งานในปัจจุบัน
- 3) สามารถเก็บรวบรวมข้อมูลไว้ในเครื่องคอมพิวเตอร์ และสามารถนำมาประมวลผลได้โดยใช้วงจรมอดูเลตแบบ FSK มีความเร็วในการส่ง 1,200 บิต/วินาที โดยมีความถี่ FM=1,200 Hz
- 4) สามารถแสดงผลในรูปของกราฟ และตัวเลขเป็นข้อมูลรายวัน และรายเดือน

1.3 เนื้อหาโดยสังเขป

ในปริศยานิพนธ์ฉบับนี้ประกอบด้วยเนื้อหาในส่วนต่างๆ ดังนี้

บทที่ 2 ทฤษฎีและหลักการ กล่าวถึงองค์ประกอบที่สำคัญของปริศยานิพนธ์ ซึ่งประกอบด้วยส่วนย่อย 7 เรื่อง ดังนี้ คือ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

1) การวัดผิวลม ในหัวข้อนี้จะนำเสนอเนื้อหาในส่วนของมาตรฐานการวัด ความเร็ว และทิศทางลมของกรมอุตุนิยมวิทยารวมทั้งวิวัฒนาการของเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลมแบบต่างๆ ที่มีใช้งานตั้งแต่อดีต จนถึงปัจจุบัน

2) เครื่องรับส่งวิทยุเอฟเอ็มจะกล่าวถึงพื้นฐานของวงจรเครื่องส่งและเครื่องรับวิทยุเอฟเอ็ม ส่วนประกอบของวงจร และการทำงานของส่วนต่างๆ

3) การรับส่งข้อมูลดิจิทัลแบบเอฟเอสเค กล่าวถึงการส่งสัญญาณแบบดิจิทัล และหลักการพื้นฐานของการมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

4) การมัลติเพล็กซ์สัญญาณใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 กล่าวถึงองค์ประกอบพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ ตระกูล MCS-51 การสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรม และการเชื่อมต่อ MCS-51 กับอุปกรณ์ภายนอก

5) ทฤษฎีการแปลงสัญญาณ ประกอบด้วยการแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล ชนิดต่างๆ

6) การอินเตอร์เฟสพื้นฐาน กล่าวถึงการออกแบบวงจรอินเตอร์เฟสเข้ากับ เครื่องไมโครคอมพิวเตอร์โดยใช้การ์ด ใช้ไอซี เบอร์ 8255 และการใช้ 74LS138 เป็นตัวถอดรหัส รวมทั้งพอร์ตต่างๆ ที่ใช้งาน

7) โปรแกรมวิซวลเบสิก ประกอบด้วยความเป็นมา และลักษณะโดยรวมของโปรแกรมวิซวลเบสิก การสร้างภาพจากวิซวลเบสิก

บทที่ 3 การออกแบบและการสร้าง กล่าวถึงการออกแบบ และการสร้างวงจร แบ่งออกเป็น 10 วงจร คือ วงจรวัดความเร็วและทิศทางลม, วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล, วงจรนับ, วงจรมัลติเพล็กซ์แบบใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51, วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค, วงจรเครื่องส่งวิทยุ, วงจรเครื่องรับวิทยุ, วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค และวงจรอินเตอร์เฟส รวมถึงโปรแกรมที่ใช้ในการสร้างภาพให้เกิดขึ้นบนจอไมโครคอมพิวเตอร์

บทที่ 4 การทดลอง และผลการทดลอง มีเนื้อหาเกี่ยวกับการตรวจสอบความถูกต้องในการทำงานของวงจรภาคต่างๆ ผลที่ได้รับ และการทดลองเมื่อนำเอาส่วนต่างๆ รวมเข้าด้วยกัน

บทที่ 5 บทสรุป ปัญหาแนวทางแก้ไข และพัฒนา กล่าวถึงสมรรถภาพการทำงาน, ความผิดพลาด และจุดบกพร่องที่พบในวงจร หรือ โปรแกรมที่จัดทำขึ้น รวมถึงที่มาของสาเหตุ และแนวทางแก้ไข

ภาคผนวก ก เครื่องต้นแบบ

เอกสารนี้เป็นภาคผนวก ข ผังการทำงาน และโปรแกรมการทำงาน นั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีภาคผนวก ก วงจรพิมพ์ และแผ่นวงจรพิมพ์ จะต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ภาคผนวก ง รายการอุปกรณ์

ภาคผนวก จ รายละเอียด และคุณสมบัติของอุปกรณ์

ภาคผนวก ฉ คู่มือการใช้งาน



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 2

ทฤษฎี และหลักการ

2.1 กล่าวนำ

ในบทนี้จะกล่าวถึงทฤษฎีพื้นฐานต่างๆ ที่นำมาใช้ประกอบในการจัดทำปฏิญาณนิพนธ์ ซึ่งเนื้อหาต่างๆ จะได้กล่าวถึงต่อไป

2.2 การวัดลมผิวพื้น

2.2.1 กล่าวโดยทั่วไป

คำว่า “ลม” หมายถึง การเคลื่อนไหวของอากาศเฉพาะในทางแนวนอน (Horizontal Component) แต่ทางเดียว การวัดลมนี้ต้องให้ได้ค่าของทิศทางลม (Direction) และความเร็วลม (speed or force) ด้วย ลมซึ่งมีการเปลี่ยนแปลงความเร็วอย่างรวดเร็ว เรียกว่า “ลมกระโชก” (Gustiness) การวัดทิศทาง, ความเร็ว และลมกระโชกจะให้ผลแน่นอนนั้นต้องใช้เครื่องมือวัด แต่ถ้าไม่อาจทำได้เช่นนี้ให้ใช้วัดเอาด้วยการกะประมาณ (Estimation), ถ้าไม่มีการเคลื่อนไหวของลม หรือถ้าลมมีความเร็วน้อยกว่า 2 นอตแล้วเรียกว่า “ลมสงบ”

2.2.2 การวัดทิศทางลม

1) นิยาม

ทิศทางลมนั้นถือเอาลมที่พัดผ่านเข้าสถานีเป็นเกณฑ์ โดยใช้วัดเป็นองศาตามเข็มนาฬิกา โดยใช้ทิศทางเหนือจริงของสถานีเป็นหลัก คือนับจาก 0 จนถึง 360 องศา นั้นเอง หรืออาจใช้นับเป็นป้อยท์ของเข็มทิศ ก็ได้ เช่น 8, 16 และ 32 ป้อยท์ เป็นต้น สุดแล้วแต่ความละเอียดของการที่ต้องการวัด

สำหรับรายงานทิศทางลมโดยหัตถ์นั้น ให้รายงานเป็นรหัส 00-36 ตารางต่อไปนี้เป็นเลขรหัส, ทิศนับเป็นองศาจริง และป้อยท์ของเข็มทิศ

2) ศรลม

ศรลมที่ใช้วัดทิศทางลมผิวนั้น ไม่ว่าจะ เป็นแบบใดๆ ก็ตามจะต้องมีคุณสมบัติดังนี้

2.1) ต้องหมุนรอบแกนได้คล่อง โดยมีความฝืดแต่น้อยที่สุด การนี้ควรใช้เบร้งแบบคลัทช์

ถูกป็น

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของกรมอุตุนิยมวิทยา ห้ามเผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาต การนำเอกสารนี้ไปแก้ไขโดยไม่แจ้งให้ทราบล่วงหน้าจะถือว่าผิดกฎหมาย

2.2) ศรลมต้องติดตั้งให้สมดุลกับแกนจริงๆ มิฉะนั้นอาจเอียงไปทางทิศหนึ่งทิศใด ถ้าแกนไม่ตั้งตรงแนวตั้งอย่างแท้จริงก็ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.3) ต้องออกแบบให้มีแรงหมุนรอบตัวได้ในอัตราที่สูงที่สุด เพราะเมื่อลมเปลี่ยนทิศทางไปย่อมมีความเกี่ยวข้องอยู่กับความเฉื่อยของเครื่องด้วย

2.4) เมื่อลมเปลี่ยนทิศทางไปตามธรรมชาติ ครลมต้องไม่สั่น

2.5) การติดตั้งต้องระวังเป็นพิเศษ เพื่อให้แน่ใจว่าแกนของเครื่องตั้งตรงดิ่งจริง และทิศที่ตั้งถูกต้อง โดยถือทิศเหนือจริงเป็นหลัก

ตารางที่ 2.1 เลขรหัส, ทิศนับเป็นองศาจริง และป้อยท์ของเข็มทิศ

Compass direction	Exact equivalent in degrees	Code figure	Compass direction	Exact equivalent in degeees	Code figure
Calm	-	00			
N by E	11.25	01	S by W	191.25	19
NNE	22.5	02	SSW	202.5	20
NE by N	33.75	03	SW by S	213.75	21
NE	45	05	SW	225	23
NE by E	56.25	06	SW by W	236.25	24
ENE	67.5	07	WSW	247.5	25
E by N	78.5	08	W by S	258.75	26
E	90	09	W	270	27
E by S	101.25	10	W by N	281.25	28
ESE	112.5	11	WNW	292.5	29
SE by E	123.75	12	NW by W	303.75	30
SE	135	14	NW	315	32
SE by S	146.25	15	NW by N	326.25	33
SSE	157.5	16	NNW	337.5	34
S by E	168.75	17	N by W	348.75	35
S	180	18	N	360	36
			Variable	-	99

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โดยที่ N หมายถึง North
 E หมายถึง East
 W หมายถึง West
 S หมายถึง South

3) เครื่องบันทึกรายงานและหน้าปัทม์ทิศทางลม

สำหรับการตรวจเพื่อการพยากรณ์อากาศนั้นต้องการทิศทางลมเฉลี่ยในช่วงเวลา 10 นาที ก่อนทำการตรวจ โดยอ่านจากสรลมชนิดบันทึกรายงานด้วยตัวเอง สำหรับความมุ่งหมายในการเดินอากาศต้องการทิศทางลมจากเครื่องมือที่จครายงานได้ในระยะไกล และเครื่องต้องมีความไวต่อการเปลี่ยนแปลงของทิศทางลม คือ เมื่อลมเปลี่ยนทิศโดยจับปล้น ในความเร็ว 5 นอต สรลมต้องทำงานได้ในเวลาไม่เกิน 1 วินาที และเมื่อลมแรงมากๆ แล้วสัมพันธ์ในการล่าหลังต้องมีน้อยลงอีก

4) การกะประมาณทิศทางลม

สรลมส่วนมากจะไม่เปลี่ยนไปตามทิศทางของลมได้ดั่งนี้ เมื่อลมมีความเร็วไม่น้อยกว่า 3 นอต ในกรณีนี้ หรือเมื่อไม่มีเครื่องมือตรวจ หรือเครื่องมือชำรุดต้องกะประมาณทิศทางของลมเอาเอง โดยตรวจจากลูกกระบอกฟ้าวัดทิศทางลมที่ติดตั้งไว้ใกล้ทางวิ่งของสนามบิน แนวเอียงของควันซึ่งออกจากปล่องสูงๆ หรือจากการเคลื่อนไหวของใบไม้ เป็นต้น ตามเรือใหญ่ๆ จะสังเกตทิศทางของลมได้จากธง ซึ่งติดอยู่บนยอดเสาก็ได้

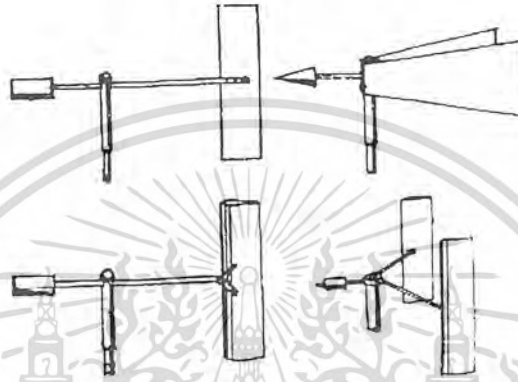
ในกรณีเหล่านี้ย่อมมีอัตราผิดอันเกิดจากระยะที่ปรากฏแก่สายตาได้ เว้นเสียว่าผู้ตรวจจะยืนอยู่ในแนวตั้งตั้งตรงจากสิ่งเหล่านั้น ต้องระมัดระวังกระแสลมผวนอันเกิดจากอาคารสิ่งก่อสร้างและสิ่งอื่นๆ ด้วย ผู้ตรวจต้องจำไว้ว่า (ก) ในตำบลที่ใกล้เคียงโดยเฉพาะด้านปลายลมของบ้านเรือน, ต้นไม้, ภูเขา หรือสิ่งกีดขวางทางลมเช่นนั้นลมย่อมเหไปจากทิศทางเดิมของมัน ให้ถือว่าทิศทางลมที่ตรวจได้นั้นผิด (ข) ทิศทางลมนั้นไม่เคยพุดอยู่คงที่ แต่จะเปลี่ยนไปเปลี่ยนมาทั้งสองข้างของทิศเฉลี่ย การรายงานทิศทางลมจึงให้รายงานทิศเฉลี่ย (Mean Direction)

ในที่ๆ เปิดโล่งการคาดคะเนทิศทางลม ให้ผู้ตรวจหันหน้าเข้าหาลมจะได้ทิศทางลมที่ถูกต้องแน่นอนดีกว่า

5) แบบของสรลม

แบบของสรลมมีต่างๆ กัน ที่ใช้กันแพร่หลายในขณะนี้มีดังแสดงในรูปที่ 2.1 สรลมที่ใช้เอากันทั่วไปมักทำเป็นรูปสกรูที่มีปลายแหลมๆ หรือไม่ก็ทำเป็นรูปทรงกระบอกๆ ดังเช่นแบบของเครื่องวัดลมแบบไดรัลมีปลายครมกัหันลมได้รอบทิศ โดยมีหางลมบังคับกับหางลมทำเป็นรูปต่างๆ กัน เป็นไปใช้

รูปหางปลาบ้าง รูปกงจักรบ้าง บางทีก็ทำเป็นสองหางคู่กันจรดกันเป็นมุมประมาณ 22 องศา ปลายเปิดบานออก นับว่าเป็นแบบที่ได้ประโยชน์ดีกว่าแบบอื่น คือ ได้รับลมปะทะทั้งสองด้าน เมื่อศรลมหันตรงลมจึงเลี้ยงให้หนึ่งได้ แม้ว่ามีลมกระโชก และเวลาลมเบามากๆ อาจหันตามไปได้รวดเร็ว ตรงกลางที่สวมอยู่กับเบร้งทำฝาครอบไว้เพื่อกันน้ำฝน หรือผงฝุ่นเข้าไปทำให้เกิดความฝืด



รูปที่ 2.1 ศรลมแบบต่างๆ

2.2.3 การวัดความเร็วลม

โดยที่การรายงานความเร็วลมเพื่อการพยากรณ์อากาศนั้นใช้เป็นนอต ดังนั้น เครื่องวัดความเร็วลม จึงควรแบ่งสเกลเป็นนอตด้วย สำหรับรายงานเพื่อการพยากรณ์อากาศต้องการค่าของความเร็วลมผิวพื้นเฉลี่ยในช่วงเวลา 10 นาที ก่อนการตรวจ หรือระหว่างที่ลมมีความเร็ว 5 นอต และต้องอ่านให้ได้ค่าใกล้เคียงนอตที่สุดถ้าลมมีความเร็วต่ำกว่า 1 นอต ให้รายงานว่า “ลมสงบ”

1) วิธีที่วัดด้วยเครื่องมือ

เครื่องวัดความเร็วลมที่เหมาะสมสำหรับความมุ่งหมายเพื่อการพยากรณ์นั้น จะต้องเป็นเครื่องที่อ่านได้หรือบันทึกการได้ในที่ทำการสำนักงาน เพื่อว่าจะได้เป็นการสะดวกในการหาค่าเฉลี่ยของความเร็วลมในช่วง 10 นาที หรือระหว่างที่ลมมีความเร็ว 5 นอต การนี้ควรใช้เครื่องวัดความเร็วลมที่สามารถบันทึกการงานได้ด้วยตัวเอง แทนเครื่องวัดความเร็วลมแบบธรรมดา ค่าของความเร็วลมและทิศทางลมที่ขีดบนกระดาษกราฟต่อเนื่องกันนั้น จะมีความกว้างมากน้อยไม่เท่ากัน การหาค่าเฉลี่ยของค่าทั้งสองให้ใช้เส้นกลางของความกว้างของรอยขีดนั้นๆ

เพื่อความมุ่งหมายทางการเดินอากาศต้องการใช้เครื่องวัดความเร็วลมแบบบันทึกการงาน เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่จนอาจการค่าได้ในระยะใกล้ คือเดินสายไฟจากเครื่องมายังหน้าปัทมซึ่งติดตั้งอยู่ที่ทำการ และเครื่องมือจะต้องไม่วางริมใดๆ ทงสน อีกทั้งห้ามมีเหตุดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ใช้วัดลมกระโชกได้ด้วย ในการนี้เครื่องจะต้องมีความไวดี (มีสัมประสิทธิ์ในการล่าหลังน้อยมาก) คือเมื่อลมเปลี่ยนความเร็วโดยฉับพลัน เครื่องจะต้องทำงานไม่เกิน 1 วินาที ถ้าลมยังมีความเร็วทวีขึ้น สัมประสิทธิ์ในการล่าหลังต้องน้อยลง

ถ้าเครื่องทั้งแบบธรรมดา และแบบที่จดบันทึกได้ด้วยตนเองมีอัตราแก้ไข ให้เขียนอัตราแก้ไขประจำเครื่องได้ด้วย เพื่อให้ได้ค่าที่ถูกต้องแน่นอนได้ถึง 1 นอต การหาอัตราแก้ไขได้จากการทดลองกับอุโมงค์ลม หรือสอบเทียบกับเครื่องมาตรฐาน

เครื่องมือที่ใช้วัดความเร็วลมประจำวันนั้น แบ่งเป็นแบบใหญ่ๆ ได้สองแบบด้วยกัน คือ แบบใช้ลูกถ้วยหมุนหรือแบบใบพัดกับแบบใช้ท่อความกด สำหรับแบบที่ใช้อาคารกระดกของแผ่นโลหะนั้นใช้ได้เพียงหยาบๆ เท่านั้น

2) หน่วยที่ใช้ในการวัด

หน่วยที่ใช้วัดค่าของความเร็วลมนั้น อาจทำการวัดได้หลายหน่วย ดังนี้

- 2.1) นอต (หรือไมล์ทะเลต่อชั่วโมง)
- 2.2) เมตรต่อวินาที
- 2.3) กิโลเมตรต่อชั่วโมง
- 2.4) ไมล์ต่อชั่วโมง
- 2.5) ฟุตต่อวินาที

ความสัมพันธ์ระหว่างหน่วยต่างๆ เหล่านี้แสดงให้เห็ндังตารางต่อไปนี้

ตารางที่ 2.2 แสดงความสัมพันธ์ของหน่วยต่างๆ ที่ใช้ในการวัดลม

kt. (นอต)	m/sec. (เมตรต่อวินาที)	m.p.h (ไมล์ต่อชั่วโมง)	km/hr. (กิโลเมตรต่อชั่วโมง)	ft/sec. (ฟุตต่อวินาที)
1	0.515	1.152	1.853	1.689
1.943	1	2.237	3.600	3.281
0.868	0.447	1	1.609	1.467
0.540	0.278	0.622	1	0.911
0.592	0.305	0.682	1.097	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3) เครื่องวัดความเร็วลมจำพวกใช้อาคารกระดก

เป็นแบบที่ง่ายที่สุด แต่ความถูกต้องแม่นยำในการวัดใช้ได้ดีพอประมาณ ส่วนประกอบของเครื่องทำเป็นแผ่นสี่เหลี่ยม เป็นไม้ หรือเป็นโลหะอย่างเบาคิดที่อยู่ที่ยอดครลม มีบานพับติดห้อยอยู่ให้หันไปได้กับครลม และหันทางเบนของแผ่นโลหะหรือไม้ให้ได้ฉากกับครลม ดังนั้นแผ่นสี่เหลี่ยมนี้จึงหันหน้ารับลมอยู่เสมอ เมื่อลมพัดมาปะทะกับแผ่นสี่เหลี่ยมนี้ก็จะกระดกขึ้น มีก้านกำหนดสเกลของความเร็วต่างๆ ของลมไว้ให้เห็นได้ชัดจากเบื้องล่างตรงโคนเสาวัดลม

การอ่านค่าของสเกลนั้น เนื่องจากลมมิได้มีความเร็วคงที่อยู่ตลอดเวลา ดังนั้นแผ่นไม้หรือโลหะย่อมแกว่งไปแกว่งมา ให้สังเกตดูว่าแกว่งอยู่ระหว่างก้านกำหนดสเกลเฉลี่ยเป็นเกณฑ์ ตัวอย่างเช่น แผ่นไม้หรือแกว่งโลหะนั้นแกว่งอยู่ระหว่างก้านสเกลที่ 1 กับที่ 3 ให้ถือเอาความเร็วเฉลี่ยที่ก้านกำหนดสเกลที่ 2 เป็นเกณฑ์ดังนี้ เป็นต้น พนักงานพึงเข้าใจว่าก้านกำหนดสเกลนี้ไม่ใช่อ่านเป็นมาตราโบฟอร์ด



รูปที่ 2.2 เครื่องวัดลมแบบแผ่นกระดก

4) เครื่องวัดความเร็วลมจำพวกใช้ลูกถ้วยและใบพัด

เครื่องแบบนี้ใช้อาคารหมุนของลูกถ้วยรูปครึ่งทรงกรวย ซึ่งใช้ได้ดีกว่าลูกถ้วยครึ่งทรงกลม และขอบปากถ้วยทำให้หมุนขึ้นมา แบบที่เป็นลูกถ้วย 3 ใบนั้นมีแรงเหวี่ยงหมุนรอบตัวสูงที่สุด และโดยใช้ลูกถ้วยรูปครึ่งทรงกรวยจะลดอัตราผิดได้มากเมื่อลมเปลี่ยนแปลงไป ส่วนขอบที่หมุนขึ้นมาจะช่วยรักษาความสัมพันธ์ระหว่างความเร็วลมกับความเร็วที่ลูกถ้วยหมุนให้เป็นไปอย่างสม่ำเสมอ แบร์ริงที่แกนหมุนนั้นต้องออกแบบอย่างดี เพื่อให้ทนทานต่อดินฟ้าอากาศได้ และขณะเดียวกันก็ต้องให้ง่ายสำหรับการหยอดน้ำมันหล่อลื่นด้วย ได้มีผู้ออกแบบเครื่องวัดลมเช่นนี้ต่างๆ ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กัน โดยใช้อาคารหมุนของเครื่องกำเนิดไฟฟ้าเล็กๆ ต่อกระแสไฟฟ้าจากเครื่องกำเนิดไฟฟ้านี้ไปเข้าหน้าปัทม์ ซึ่งแบ่งสเกลไว้เป็นค่าของความเร็วลม

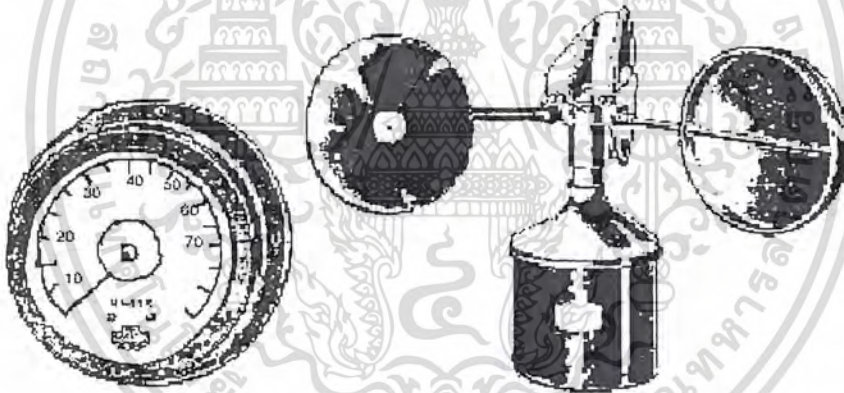
ข้อเปรียบเทียบของเครื่องวัดลมแบบลูกถ้วยรูปครึ่งทรงกรวย 3 ใบกับเครื่องวัดลมแบบลูกถ้วยรูปครึ่งทรงกลม 4 ใบ

1) แบบที่ใช้ลูกถ้วย 3 ใบ ดีกว่า 4 ใบ เพราะแรงเหวี่ยงรอบตัวของแบบ 3 ใบได้ระเหยดีกว่า และถ้าใช้โลหะอย่างเดียวกัน แบบ 3 ใบให้แรงเหวี่ยงต่อน้ำหนักหน่วยมากกว่า

2) ถ้วยรูปครึ่งทรงกรวยดีกว่าถ้วยรูปครึ่งทรงกลม

3) ขอบของถ้วยทำให้เป็นรูปนูนขึ้นมา ทำให้มีความไวต่ออาการผกผันของกระแสลมน้อยกว่าขอบเรียบธรรมดา

ในการทดลองต่อๆ มาปรากฏว่าคุณสมบัติที่ดีของเครื่องวัดลมแบบลูกถ้วยนี้เป็นแบบที่เบาและมีขนาดเล็ก เพราะสามารถใช้วัดลมที่มีกำลังอ่อนมากๆ ได้



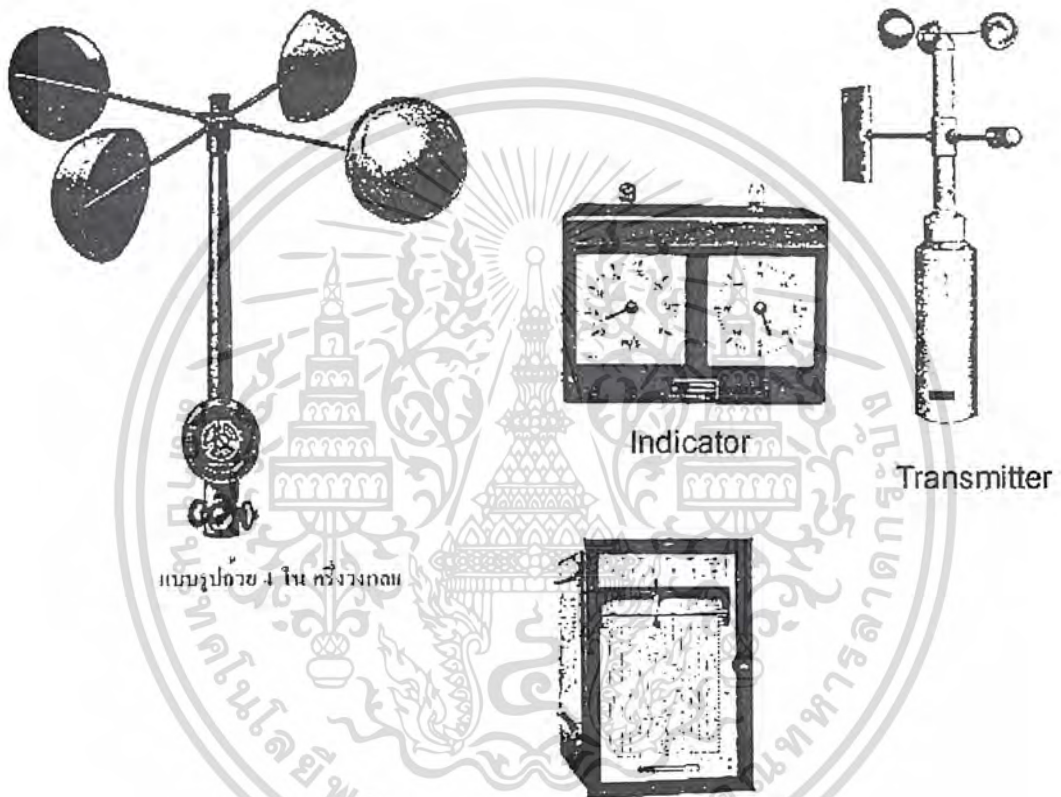
รูปที่ 2.3 เครื่องวัดความเร็วลมชนิดลูกถ้วย 3 ใบ รูปครึ่งทรงกรวย

5) เครื่องวัดลมแบบใช้ใบพัด

เครื่องแบบนี้ใช้อาคารหมุนของใบพัดสำหรับวัดความเร็วลม ส่วนทิศทางลมนั้นเขาทำสครลมคล้ายรูปเครื่องบิน เครื่องชนิดนี้มีทั้งเครื่องที่ใช้กับไฟฟ้า เรียกว่าแบบ “Aerovane” กับแบบที่ไม่ต้องใช้กับไฟฟ้า แต่ใช้ความกดของอากาศแทน เรียกว่าแบบ “Aerolog” ทั้งสองแบบสร้างโดยบริษัท Bendix and Friez Instrument Company, U.S.A

เอกสารนี้เป็นเครื่องแบบแอโรวานประกอบด้วยใบพัด 3 ใบ โครงเครื่องคล้ายกับเครื่องบินขนาดเล็ก การคำนวณหาหน้าที่เป็นสครลมติดอยู่ปลายยอดเสา เครื่องแบบนี้ใช้อาคารหมุนของเครื่องกำเนิดไฟฟ้า เช่นเดียวไปใช้

กับแบบลูกถ้วย ต่อสายไฟมายังหน้าปัทม์บอกความเร็ว ซึ่งแบ่งสเกลเป็นไมล์ต่อชั่วโมง หรือนอต และเมื่อสรลม (ตัวคล้ายรูปเครื่องบิน) หันไปตามทิศทางของลมในทิศต่างๆ ก็จะส่งอาการของ ไฟฟ้าลงมายังหน้าปัทม์บอกทิศทางลมด้วย



รูปที่ 2.4 เครื่องวัดลมแบบใช้ลูกถ้วยชนิดต่างๆ

เพื่อต้องการให้จดบันทึกรายงานของทิศทางและความเร็วลมให้ต่อเนื่องกัน ใช้ต่อสายไฟไปเข้าเครื่องจดยาน ซึ่งมีปากกาขีดไปบนกระดาษกราฟจดบันทึกทิศทางและความเร็วลมให้ติดต่อกันไปตลอดเวลา

กระดาษกราฟรูปซ้ายมือจดบันทึกรายงานความเร็วลมเป็น ไมล์ต่อชั่วโมง

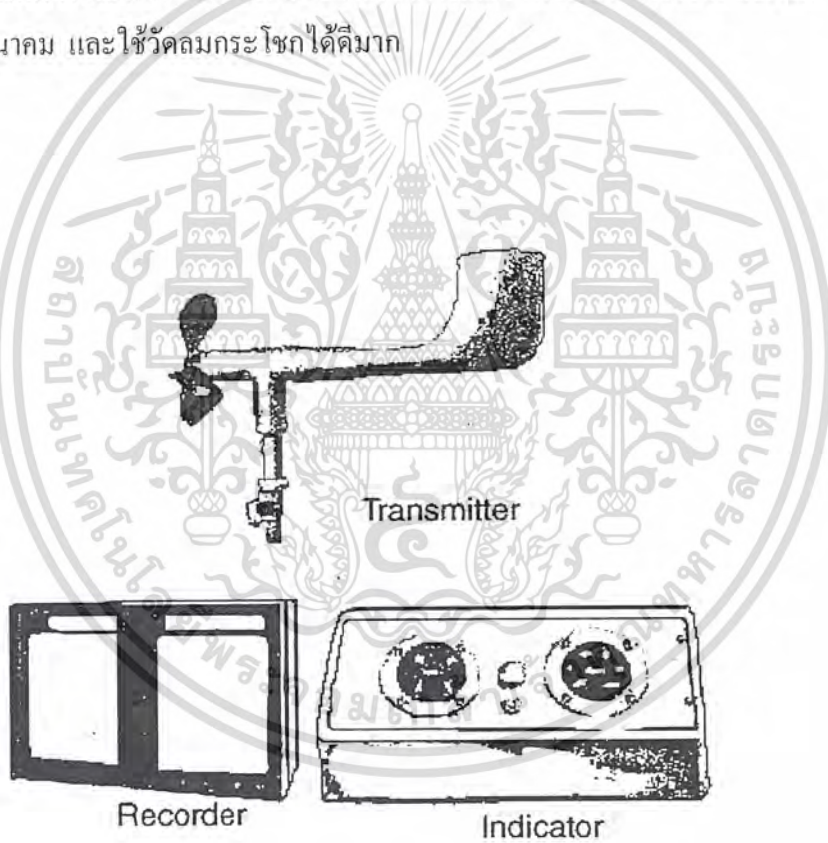
กระดาษกราฟรูปขวามือจดบันทึกทิศทางของลมบนกระดาษกราฟ ด้านซ้ายเป็นลมฝ่าย

ตะวันตก และด้านขวามือเป็นลมฝ่ายตะวันออก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการเรียนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

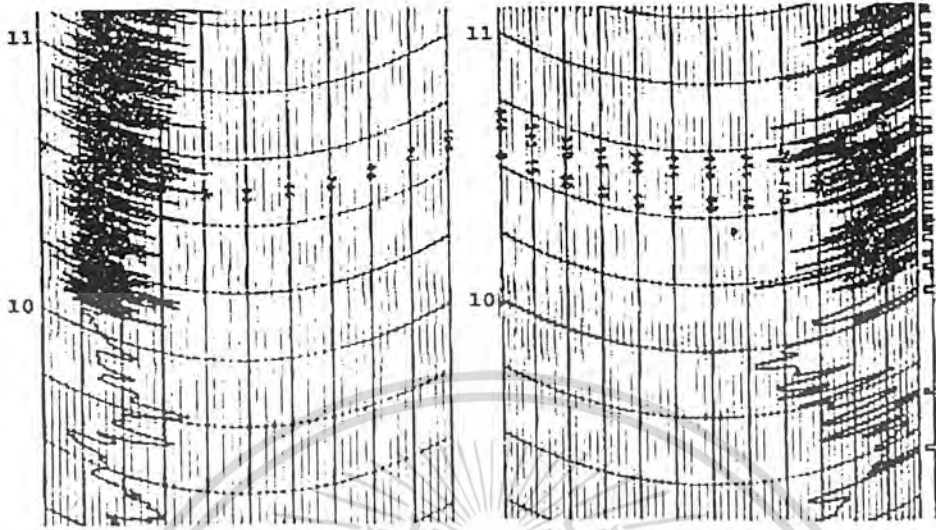
6) เครื่องวัดความเร็วลมจำพวกใช้ความกด

เป็นแบบที่ดีที่สุดและมีความถูกต้องแม่นยำดีกว่าแบบอื่นๆ ที่กล่าวมาแล้ว แบบที่นิยมใช้กันแพร่หลายคือแบบ “มุนโรไลน์” เครื่องประกอบด้วยท่อรับลม ซึ่งติดต่อมาจากหัวศรลมลงมา เบื้องล่างของถังน้ำภายใต้ลูกกลอย คันลูกกลอยให้สูงขึ้นตามกำลังของลม สมเหนือลูกกลอยในถังหนี ออกได้อีกท่อหนึ่ง ซึ่งเป็นท่อระบายลม การเคลื่อนขึ้นลงของลูกกลอยติดต่ออาการไปยังแขนปากกา ปากกาขีดไปบนกระดาษกราฟ ซึ่งพันอยู่รอบกระบอกนาฬิกา เครื่องแบบนี้ทำได้จากการคำนวณ เลขตามความกด, ขนาดของท่อ และอื่นๆ ได้ทั้งความกดและความเร็วลม และศรลมยังใช้วัดทิศทางลมอีกด้วยในคราวเดียวกัน เครื่องแบบนี้ไม่มีอาการเกี่ยวกับไฟฟ้า จึงใช้ได้สะดวก แม้ในที่ไกลๆ การคมนาคม และใช้วัดลมกระโชกได้ดีมาก



รูปที่ 2.5 เครื่องวัดลมแบบแอโรเวน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.6 กระดาษกราฟสำหรับบันทึกรายงาน

6.1) เครื่องวัดแบบไดน์

เป็นเครื่องวัดลมประเภทใช้แรงกดคังที่ได้กล่าวมาแล้วประกอบด้วยส่วนสำคัญ 3 ประการ

คือ

1) ส่วนบนของสรลม

2) เสาหรือหอคอย สำหรับติดตั้งแกนส่งหรือเครื่องวัดทิศทางต่อความกด และต่อจุด

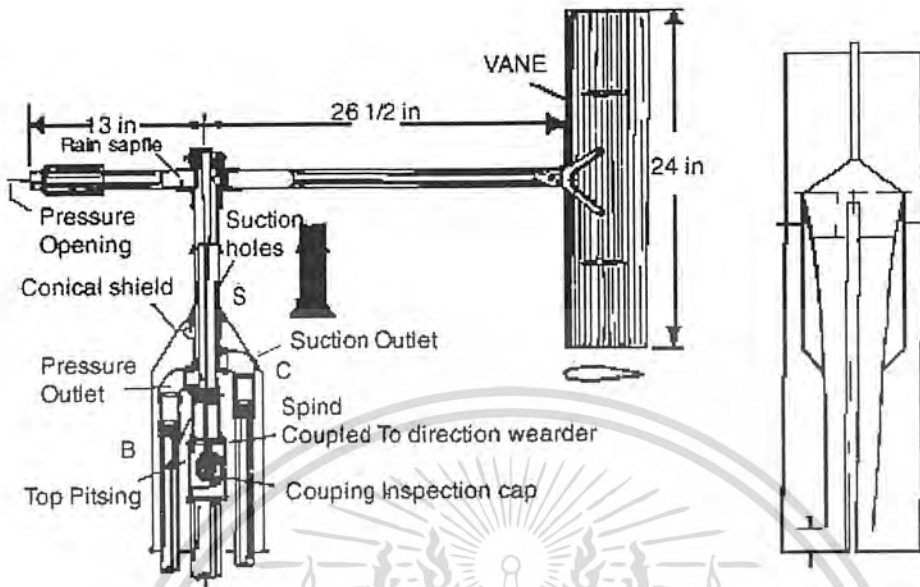
และเป็นเครื่องยึดส่วนบนด้วย

3) เครื่องจดบันทึกรายงานทิศทางและความเร็วลม ซึ่งต้องตั้งอยู่ในแนวคังกับสรลม และมีห้องกันอย่างมิดชิด มีหลังคากันแดดและฝนด้วย

6.2) ส่วนบนและสรลม

ในรูปที่ 2.7 แสดงให้เห็นส่วนบนและสรลม A เป็นท่อปลายสรลมซึ่งอากาศจะเข้าไปทาง ท่อนี้ สรลมนี้จะหันหน้ารับลมอยู่เสมอ โดยมีหางบังคับ เมื่อลมพัดเข้าไปในท่อ A จะก่อให้เกิด ความกดส่งผ่านไปยัง Pressure outlet B, และมีท่อต่อไปเข้าเครื่องจกรายงานเบื้องล่างที่ Pressure cock (a). ท่ออันกลางหุ้มไว้ด้วยท่ออีกชั้นหนึ่งคือ S ซึ่งเจาะรูเล็กๆ ไว้รอบๆ หลายรู ทำหน้าที่ เป็น Suction holes, C เป็น Suction Cock (b).

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.7 เครื่องวัดลมแบบไดน์

6.3) แกน

จากสครลมนี้อาคารลงไปยังเครื่องจดยางานทิศทางของลมซึ่งอยู่รวมกันกับเครื่องจดบันทึกที่รายงานความเร็วลม

6.4) เครื่องจดยางานและความเร็วลม

เครื่องภายในประกอบด้วยเครื่องลูกลอย ซึ่งลอยอยู่ในน้ำ (น้ำที่ใช้ควรเป็นน้ำกลั่น หรือน้ำสะอาดบริสุทธิ์ หรือน้ำฝนก็ได้) ท่อความกดติดอยู่กับช่องว่างภายในลูกลอย ซึ่งอยู่เหนือระดับผิวหน้าน้ำ โดยมีท่อตั้งขึ้นมาจากตรงกลางของถัง ท่อดูด (Suction tube) ส่งอากาศต่อไปยังที่วางภายนอกลูกลอย ซึ่งอยู่เหนือระดับผิวหน้าน้ำ

ที่ตรงกลางตอนบนของลูกลอยซึ่งอยู่เหนือผิวน้ำนั้นมีการต่อขึ้นมายังตอนบนของถังที่ก้านลูกลอยนี้มีปากกาติดอยู่ ซึ่งจะชี้ไปบนกระดาษกราฟบอกค่าของความเร็วลม ตอนปลายสุดของก้านมีถ้วยเล็กๆ สำหรับใส่ลูกปืน เพื่อความมุ่งหมายในการตั้งขีด 0 ของเครื่องวัดความเร็วลม

ตอนล่างสุดของเครื่องมีท่อระบายน้ำออก (drainage plug) เพราะน้ำฝนอาจเข้ามาตามท่อปลายสครลมเข้ามาในเครื่องได้ หรือไม้ก็เมื่อพนักงานมีความสะอาดรักษาเครื่องลูกลอยขึ้นลง อาจทำให้ระดับน้ำสูงขึ้นมาจนล้นท่อตรงกลางเครื่องก็ได้

เพื่อป้องกันไม่ให้ลูกลอยหมุนไป หรือเอนเอียงไป เขาทำที่บังคับไว้ และที่ข้างๆ ถึงภายนอกเขาทำหลอดแก้วไว้ เพื่อสะดวกในการที่จะได้ทราบระดับน้ำในถัง

ไม่มีการนับใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งยังมีเหตุขัดแย้งและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ทฤษฎีของเครื่อง

ความแตกต่างกันในความกด P อันเกิดจากปลายท่อความกดของเครื่อง สำหรับลมที่มีความเร็ว V ในอากาศซึ่งมีความแน่น หาได้ดังนี้

$$P = \frac{1}{2} K (v^2) \quad (2.1)$$

ซึ่ง K เป็นตัวประจำ จำนวนได้จากขนาดของหัวศรลม (head)

จาก Wind tunnel calibration ณ กรมอุตุนิยมวิทยา ประเทศอังกฤษ ซึ่งออกแบบเช่นเดียวกันกับปลายศรลม ได้ค่าของ $K = 1.49$ และความหนาแน่นมาตรฐานของอากาศ 1.226 gm/m^3 ปรากฏผลดังนี้

$$p = 0.00103 (v^2) \text{ for } p \text{ in inches of water and } v \text{ in knots.} \quad (2.2)$$

$$p = 0.0261 (v^2) \text{ for } p \text{ in millimeters of water and } v \text{ in knots.} \quad (2.3)$$

$$p = 0.093 (v^2) \text{ for } p \text{ in millimeters of water and } v \text{ in meters/sec.} \quad (2.4)$$

และโดยการทดลองของ Mr.W.H.Dines ซึ่งเป็นผู้ประดิษฐ์เครื่องวัดลมแบบนี้ ปรากฏว่าเมื่อกำหนดให้ p เป็นความต่างกันของความกดเป็นนิ้วของน้ำ และ V เป็นความเร็วลม เป็นไมล์ต่อชั่วโมง จะได้

$$p = 0.00073 K (v^2) \quad (2.5)$$

และถ้าให้ p เป็นมิลลิเมตรของน้ำ สูตรใหม่จะได้ดังนี้

$$p = 0.0186 (v^2) \quad (2.6)$$

หรือ
$$p = 0.136 (v) \quad (2.7)$$

ซึ่งผลที่ได้ทั้งหมดนับว่าตรงกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.2.4 การวัดความเร็วลมและการคาดคะเนความเร็วลม

การวัดความเร็วลมนั้น โดยทั่วไปใช้วัดเป็นกิโลเมตรต่อชั่วโมง หรือไมล์ต่อชั่วโมง (บางทีก็วัดเป็นนอต) ในบางกรณีใช้วัดความเร็วเป็นฟุตต่อวินาที หรือเป็นเมตรต่อวินาทีก็มี

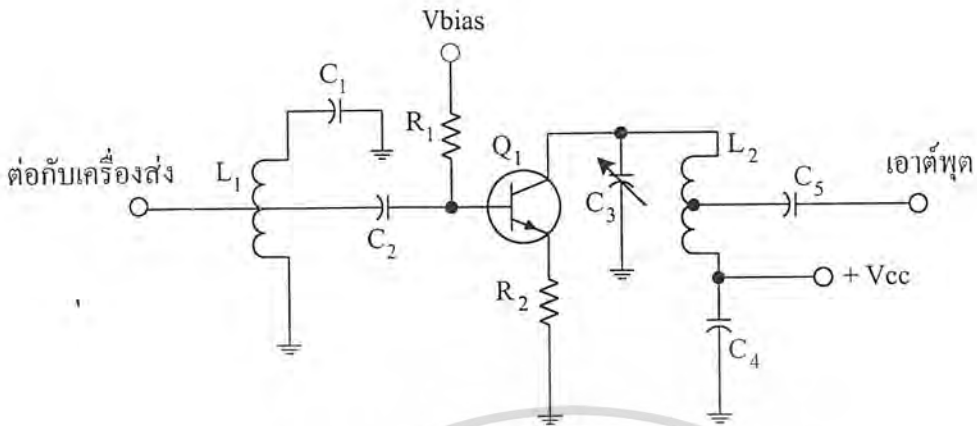
สำหรับการคาดคะเนความเร็วนั้น ประมาณเอาจากอาการของสิ่งที่รับลมทั้งหลาย ในการนี้ พลเรือเอกโบฟอร์ต แห่งราชนาวิกอังกฤษ ได้เป็นผู้กำหนดการกะประมาณความเร็วลมไว้เป็น 12 มาตรา ตั้งแต่ปี ค.ศ.1805 โดยถือเอาอาการที่ใบเรือรับลมต่างๆ เป็นหลัก ต่อมาจึงได้เปรียบเทียบตามกำลังของลมโดยอาการของควันบั้ง ธงบั้ง หรือต้นไม้ และอาคารบ้านเรือนเป็นเครื่องกำหนดโดยประมาณบนพื้นดิน แล้วเทียบเป็นอัตราโบฟอร์ต ต่อมาองค์การอุตุนิยมวิทยาโลกได้ปรับปรุงการคาดคะเนความเร็วของลมจนถึงมาตรา 17 โบฟอร์ต และได้ถือเป็นหลักปฏิบัติกันโดยทั่วไป

2.3 วงจรพื้นฐานของเครื่องรับส่งวิทยุ

ถึงแม้ว่าภายในแผนผังของเครื่องส่งวิทยุจะมีความแตกต่างกัน แต่ความจริงแล้วมีวงจรพื้นฐานเหมือนกับที่จะกล่าวถึงต่อไปนี้ เครื่องรับและเครื่องส่งวิทยุแต่ละวงจรมีข้อดีข้อเสียประจำตัวมันเอง ซึ่งไม่ได้หมายความว่าวงจรหนึ่งจะดีกว่าอีกวงจรหนึ่งเสมอไป นอกจากวงจรมอดูเลตและวงจรดีมอดูเลตแล้วยังมีวงจรหลักๆ ที่สำคัญอีกหลายวงจร เช่น วงจรขยายทำหน้าที่ขยายสัญญาณในช่วงความถี่ที่ต้องการ เช่น วงจรขยายอาร์เอฟ, วงจรขยายไอเอฟ และวงจรขยายเสียง เป็นต้น วงจรมิกเซอร์ซึ่งทำหน้าที่ผสมคลื่นสัญญาณ 2 คลื่น คือ คลื่นที่ต้องการผสม และคลื่นออสซิลเลเตอร์ โดยวงจรออสซิลเลเตอร์จะทำหน้าที่กำเนิดคลื่นที่มีความถี่ที่พอเหมาะในการผสมคลื่น, วงจรคูณทำหน้าที่คูณความถี่อาร์เอฟ, วงจรขยายกำลังสัญญาณความถี่สูงที่นิยมเรียกว่า PA โดยย่อมาจาก Power Amplifier วงจรจ่ายไฟ และวงจรด้านอื่นๆ เช่น วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ และวงจรกำจัดสัญญาณรบกวน เป็นต้น

2.3.1 วงจรขยายอาร์เอฟ

วงจรขยายอาร์เอฟที่นิยมใช้กันมีอยู่ 3 แบบคือ วงจรขยายอิมิตเตอร์ร่วม วงจรขยายเบสร่วม และวงจรขยายแบบคาสโคด ในรูปที่ 2.8 แสดงวงจรขยายอิมิตเตอร์ร่วม ซึ่งจะไบแอสให้ทำงานอยู่ในคลาส A โดยตัวต้านทาน R_1 และ R_2 โดยมีวงจรจูนทั้งทางด้านอินพุต และทางเอาต์พุต เพื่อที่จะขยายสัญญาณที่มีความถี่อยู่ในย่านความถี่เรโซแนนซ์ของวงจรจูน (วงจรเทงก์) วงจรขยายอาร์เอฟประเภทนี้ ต้องมีการสะท้อน เพื่อมิให้วงจรขยายเกิดการออสซิลเลตจากการป้อนกลับแบบบวกระหว่างอุปกรณ์ที่ไม่ต้องการทำให้วงจรขยายเกิดการออสซิลเลตที่มีความถี่สูงได้ในวงจรใด ๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งยังมีเทคนิคแปลงเนื้อหาและตกลงวงจรถึงกับจากของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้วิธีการสะท้อนวงจรทำได้โดยการป้อนกลับแบบลบ เพื่อไปหักล้างกับการป้อนกลับแบบบวก



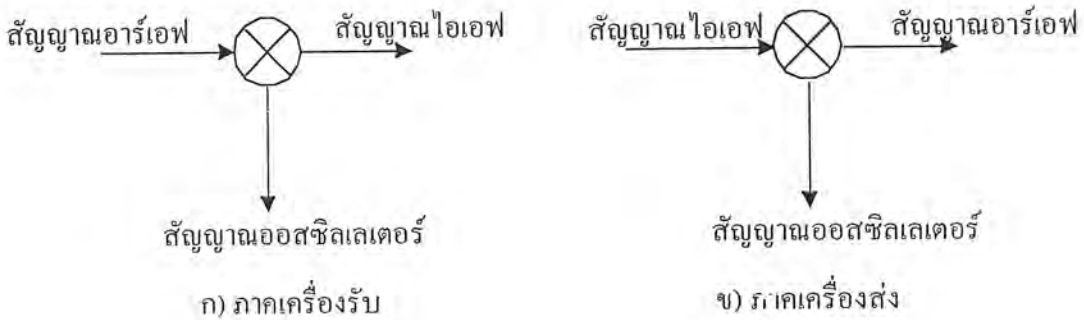
รูปที่ 2.8 วงจรขยายอาร์เอฟที่ใช้ทรานซิสเตอร์

2.3.2 วงจรมิกเซอร์

วงจรมิกเซอร์ทำหน้าที่นำสัญญาณ 2 ความถี่มาทำการผสมกัน และได้ความถี่ผลต่างของสัญญาณทั้งสองความถี่แบ่งออกเป็น 2 ประเภทคือ ประเภทแอกทีฟ โดยใช้ทรานซิสเตอร์หรือไอซี รวมทั้งอุปกรณ์อื่นๆ ที่ให้อัตราการขยายต่อวงจรมิกเซอร์ ซึ่งใช้ในการผสมคลื่นความถี่ และอีกประเภทหนึ่งคือ ประเภทพาสซีฟ โดยใช้ไดโอด ซึ่งไม่มีการขยายสัญญาณ นอกจากนี้ยังสามารถแบ่งวงจรมิกเซอร์ได้เป็น 2 ประเภท คือแบบสมมูลย์ กับแบบไม่สมมูลย์ วงจรมิกเซอร์จะไม่เกิดปฏิกริยาซึ่งกันและกัน คือสัญญาณไม่เสียดลอดระหว่างขั้ว คุณสมบัตินี้เรียกว่าการแยกระหว่างขั้ว หรือการแยกโดคเค็ยว ดูรูปที่ 2.9 ลองพิจารณาในกรณีของภาคเครื่องรับจะเห็นว่าการแยกระหว่างขั้วอาร์เอฟ และขั้วออสซิลเลเตอร์จะช่วยมิให้สัญญาณออสซิลเลเตอร์ย้อนกลับไปสู่อากาศ ทำให้เกิดการแพร่กระจายคลื่นออกไปได้ และการแยกระหว่างขั้วอาร์เอฟกับขั้วไอเอฟจะช่วยมิให้สัญญาณที่มีความถี่พอดีตรงกับความถี่ไอเอฟเสียดลอดเข้าไปสู่วงจขยายไอเอฟ ในกรณีของภาคส่งจะมีการพิจารณาในทำนองเดียวกัน

สำหรับวงจรมิกเซอร์แบบไม่สมมูลย์นั้นจะมีคุณสมบัติในการแยกระหว่างขั้วได้ไม่ดีเหมือนกับวงจรมิกเซอร์แบบสมมูลย์ ดังนั้น ถ้าหากต้องการให้มีการแยกสัญญาณได้ดีจะต้องใช้วงจรมิกเซอร์ช่วยในการกรองสัญญาณต่างหากอีก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.9 ตัวอย่างมิกเซอร์ของภาคเครื่องรับและภาคเครื่องส่ง

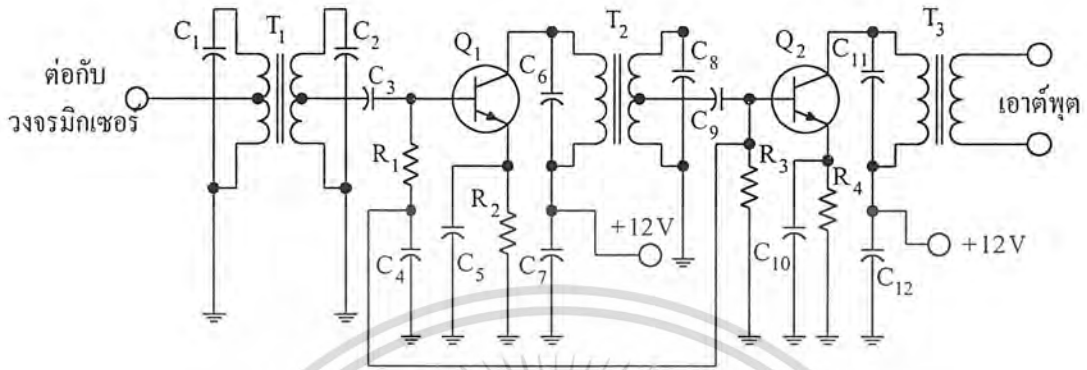
2.3.3 วงจรขยายไอเอฟ

วงจขยายไอเอฟของภาคเครื่องรับเหมือนกับวงจขยายอาร์เอฟเพียงแต่มีหน้าที่การทำงานแตกต่างกัน กล่าวคือ วงจขยายอาร์เอฟทำหน้าที่ขยายสัญญาณ โดยให้มีสัญญาณรบกวนต่ำ ความเพี้ยนต่ำ และจะทำการขยายสัญญาณให้มีความแรงมาก หรือน้อยก็ได้คือ จะมีช่วงไดนามิกที่กว้าง ซึ่งวงจขยายไอเอฟจะทำหน้าที่ในการขยายสัญญาณ โดยคำนึงถึงการเลือกรับสัญญาณเป็นหลัก และทำให้มีคุณสมบัติสัญญาณรบกวนที่ต่ำ ความเพี้ยนต่ำเป็นรอง ส่วนใหญ่แล้วอัตราขยายของวงจขยายอาร์เอฟจะมีค่า 10 ถึง 15 เดซิเบล ส่วนอัตราขยายของวงจขยายไอเอฟจะมีค่ามากกว่า 60 เดซิเบล

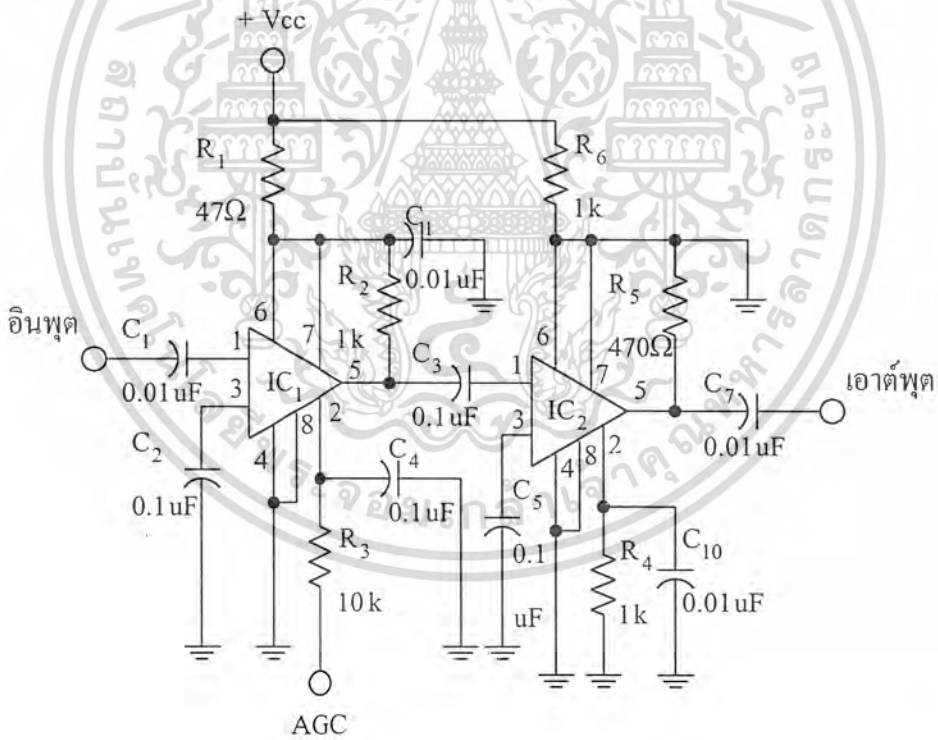
วงจขยายไอเอฟแบ่งออกเป็น 2 ประเภทคือ ประเภทที่ใช้วงจขยายหลายภาคร่วมกัน เพื่อเสริมกันให้ได้อัตราขยาย และการเลือกรับสัญญาณได้ตามที่ต้องการ ซึ่งจะเรียกวงจรประเภทนี้ว่าประเภทอัตราขยายแบบเฉลี่ย อีกประเภทหนึ่งคือ ใช้วงจขุดเดียวทำหน้าที่ขยาย และใช้วงจขุดหนึ่งทำการเลือกรับสัญญาณโดยเฉพาะ เช่นวงจกรองไม่ต้องอาศัยการเสริมกันของการเลือกรับสัญญาณ เรียกวงจรประเภทนี้ว่าประเภทอัตราขยายเป็นก้อน

ในรูปที่ 2.10 แสดงวงจขยายไอเอฟประเภทแบ่งเฉลี่ย จะเห็นว่าจะใช้หม้อแปลงดับเบิลจูน (จูน 2 ด้าน คือการจูนทั้งด้านปฐมภูมิ และทุติยภูมิ) ต่อเชื่อมระหว่างภาค คุณสมบัติของการเลือกรับสัญญาณจึงขึ้นอยู่กับวงจจูนทั้ง 3 ขุด วงจรประเภทนี้ถ้าทำงานในย่านความถี่ต่ำๆ จะมีคุณสมบัติการเลือกรับสัญญาณดีกว่าประเภทที่ใช้คริสตอลฟิลเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.10 วงจรขยายไอเอฟที่ใช้หม้อแปลงจูนระหว่างภาค



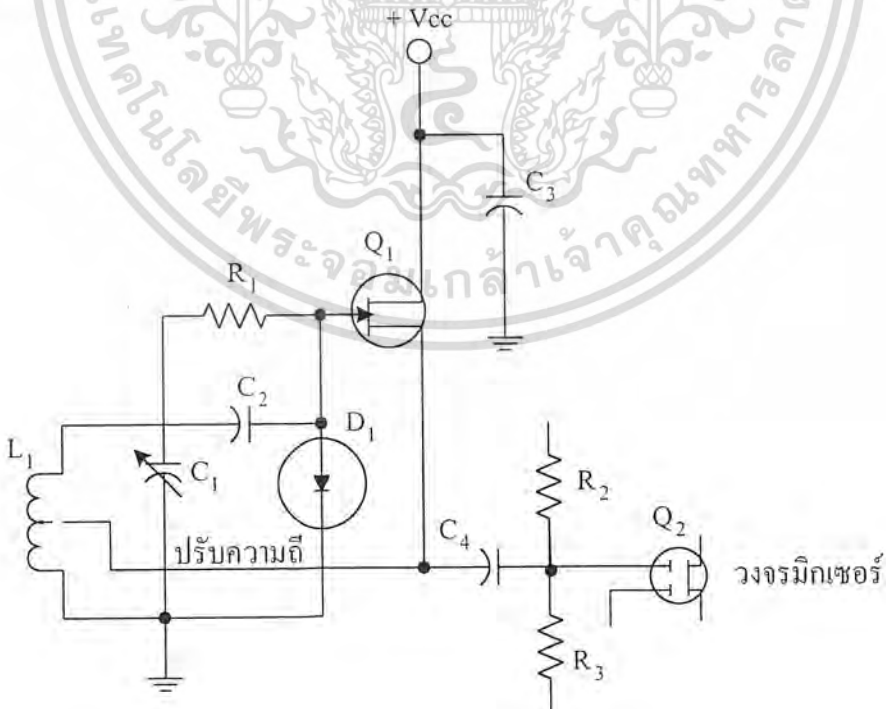
รูปที่ 2.11 วงจรขยายไอเอฟแบบใช้คริสตอลฟิลเตอร์ควบคุมคุณสมบัติการเลือกรับสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในกรณีของซิงเกิลคอนเวอร์ชันจะมีวงจรคริสตอลฟิลเตอร์ และวงจรไอเอฟต่อดัดมาจาก วงจรมิกเซอร์ แต่ถ้าในกรณีของดับเบิลคอนเวอร์ชันจากมิกเซอร์ที่หนึ่ง จะเป็นคริสตอลฟิลเตอร์ ผ่านวงจรไอเอฟค่าสูง และเข้าสู่วงจรมิกเซอร์ที่สอง และผ่านเข้าเซรามิกฟิลเตอร์กับวงจรไอเอฟค่า ต่ำตามลำดับ

ในระบบซูเปอร์เฮเทอโรไดน์ อัตราขยายส่วนใหญ่มักจะมาจากภาคไอเอฟ ในยุคแรกๆ เครื่องรับมักใช้หลอด หรือทรานซิสเตอร์ ซึ่งมีหม้อแปลงต่อระหว่างภาค แต่ยุคหลังนี้ภาคไอเอฟ จะมีค่าต่ำจึงนิยมใช้ไอซีเพียงตัวเดียวทำหน้าที่เป็นไอเอฟ และคิมอดูเลเตอร์

วงจรออสซิลเลเตอร์ทำหน้าที่กำเนิดสัญญาณความถี่สูง เพื่อใช้ในการทำงานร่วมกับวงจร อื่นๆ ภายในเครื่อง เช่นในการมอดูเลต การผสมคลื่นรวมทั้งใช้เป็นสัญญาณอ้างอิง ออสซิลเลเตอร์ แต่ละวงจรต่างก็มีชื่อเรียกแตกต่างกันออกไปตามหน้าที่ ในเครื่องรับวิทยุคิดตามตัว การออสซิล เลตของวงจรออสซิลเลเตอร์จะอาศัยหลักการของการป้อนกลับแบบบวก วงจรที่เป็นตัวกำเนิด ความถี่อาจเป็นวงจรจูน LC หรือใช้คริสตอลก็ได้ โดยค่าตัวประกอบคุณภาพ ของวงจรยิ่งมาก ความถี่ที่วงจรจะออสซิลเลตก็จะยิ่งคงที่ไม่มี การเลื่อนไปได้ง่าย สำหรับวงจร LC มีค่าตัวประกอบ คุณภาพน้อยกว่าคริสตอล ดังนั้นเสถียรภาพทางความถี่ของวงจรคริสตอลออสซิลเลเตอร์จึงดีกว่า วงจรออสซิลเลเตอร์ที่ใช้ LC



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 2.12 ตัวอย่างวงจรออสซิลเลเตอร์
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

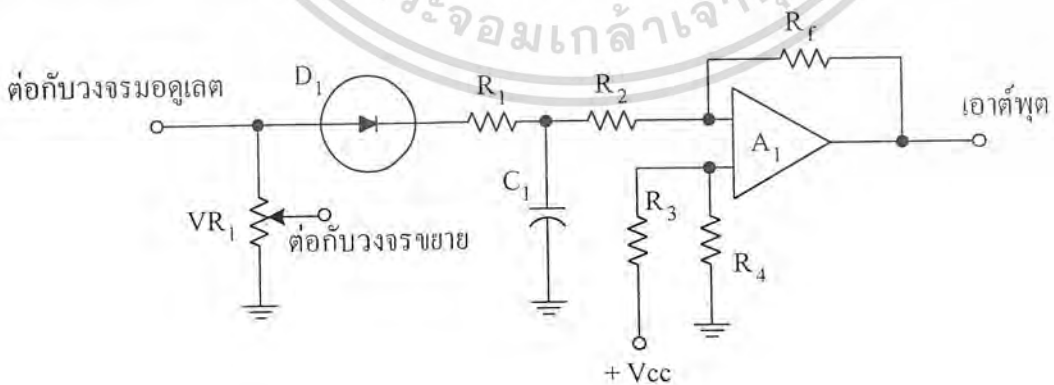
เครื่องรับส่วนใหญ่มีวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติเพื่อรักษาอัตราขยายของเครื่องรับให้คงที่ ไม่ว่าจะรับคลื่นได้แรงหรืออ่อนก็ตาม

หลักการผลิตสัญญาณควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติแบ่งออกเป็น 2 วิธีคือ

- 1) วิธีผลิตจากสัญญาณพาหะ
- 2) วิธีผลิตจากสัญญาณเสียง

เครื่องรับส่วนใหญ่จะใช้วิธีผลิตจากสัญญาณพาหะ ซึ่งเหมาะสมกับการรับสัญญาณ AM เพราะสัญญาณควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติจะมากหรือน้อยขึ้นอยู่กับความแรงของสัญญาณพาหะ แต่ในกรณีของการมอดูเลตแถบข้างเดียว คลื่นที่ส่งมาจะไม่มีพาหะ เพราะได้ถูกกำจัดพาหะออกไปที่เครื่องส่งแล้ว ดังนั้น ถ้าสัญญาณที่ไม่ต้องการเล็ดลอดเข้าไปยังวงจรขยายไอเอฟ หรือวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติได้ อัตราขยายของเครื่องรับก็จะลดลงไป ทั้งๆ ที่เครื่องรับอาจรับสัญญาณได้ต่ำในขณะนั้น ทำให้วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติมิได้ทำงานตามความแรงของสัญญาณที่รับได้ เครื่องรับบางชนิดอาจใช้วิธีหยุดการทำงานวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ ในกรณีที่วงจรกรองความถี่ทำงาน ทั้งนี้เพื่อป้องกันมิให้สัญญาณที่ไม่ต้องการเข้าไปทำให้วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติเกิดการ ทำงานผิดพลาดได้ ในกรณีนี้จะใช้วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติแบบปรับด้วยมือแทนปุ่มปรับ

ในรูปที่ 2.13 เป็นวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ ที่ผลิตสัญญาณควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติจากสัญญาณเสียง วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติชนิดนี้จะมีการทำงานเหมือนกับวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติชนิดแรก แต่ใช้สัญญาณเสียงเป็นอินพุตแทน ส่วนค่าคงตัวเวลาที่เลือกใช้ก็อาศัยหลักการเดียวกัน



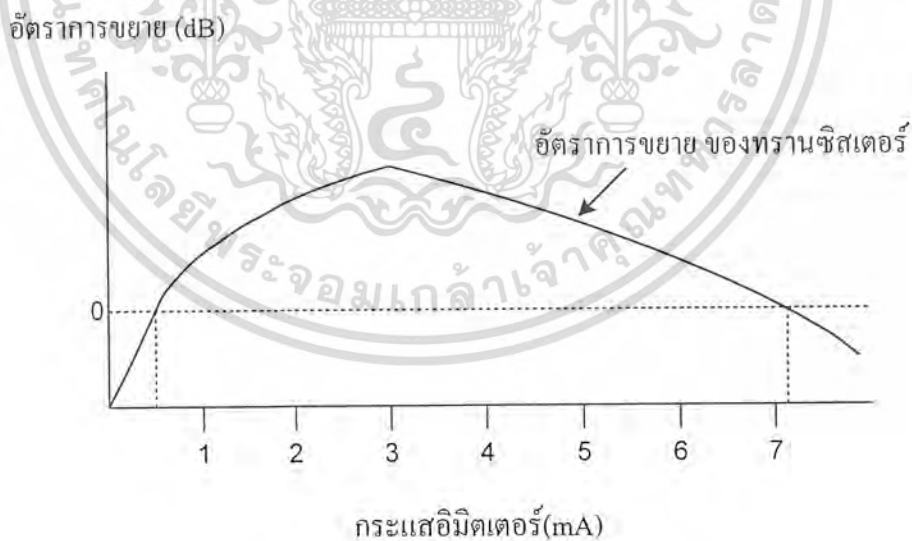
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้ภายในของการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 2.13 วงจรผลิตสัญญาณควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หากไม่มีวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ การรับสัญญาณจะเกิดปัญหาดังนี้

1) การรับสัญญาณบางสถานีจะรับได้แรง หรือบางสถานีจะรับได้อ่อน เป็นผลทำให้ต้องปรับความดังให้เข้ากับสัญญาณที่รับเข้ามา แต่ถ้ามีวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติความดังจะคงที่ แม้เปลี่ยนไปรับสถานีอื่นๆ ที่มีความแรงของสัญญาณต่างกัน

2) สัญญาณที่รับได้บางครั้งมีการจางหาย หรือบางครั้งแรงขึ้นมาจากทั้งนี้เกิดจากการเปลี่ยนแปลงของสภาพบรรยากาศที่คลื่นเดินทางมายังเครื่องรับ วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติสามารถช่วยรักษาระดับความดังให้คงที่ ถึงแม้ในบางกรณีจะมีการจางหายของสัญญาณ

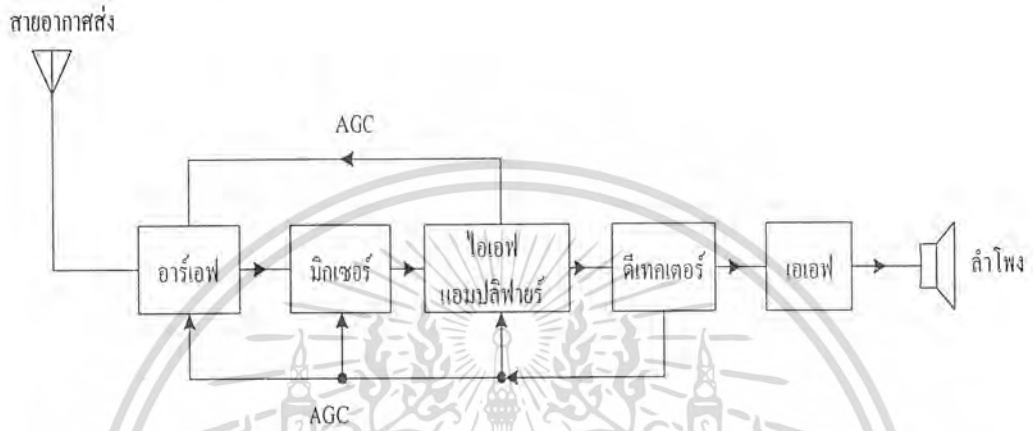
3) ในกรณีที่ เป็นวิทยุติดรถยนต์ ซึ่งเคลื่อนที่ไปมา สัญญาณที่รับได้จะมีความแรงของสัญญาณไม่เท่ากัน วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติจะช่วยชดเชยระดับความดังเท่าเดิม การควบคุมอัตราขยายของวงจรจะใช้วิธีป้อนไฟไบแอส ซึ่งอาจจะใช้วิธีไบแอสตรง ซึ่งเรียกว่าวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติโดยตรง หรืออาจใช้วิธีไบแอสกลับทาง ซึ่งเรียกว่าวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติกลับทางสังเกตว่าอัตราขยายของทรานซิสเตอร์นั้นจะเปลี่ยนแปลงไปตามจุดทำงาน หรือกระแสอิมิตเตอร์ รูปที่ 2.14 ถ้าเราลดกระแสไบแอสลง หรือเพิ่มกระแสไบแอสขึ้น อัตราขยายของทรานซิสเตอร์ก็จะลดลง



รูปที่ 2.14 การเปลี่ยนแปลงอัตราขยายของทรานซิสเตอร์ที่กระแสอิมิตเตอร์ในค่าต่างๆ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในระบบ FM วงจรกำจัดค่า จะทำหน้าที่เป็นตัวจำกัดขนาดของสัญญาณอยู่แล้วจึงไม่จำเป็นต้องมีวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติอีก เว้นแต่ต้องการป้องกันการไหลตกเกิน วงจรส่วนหน้า เช่น ทำการลดทอนสัญญาณอินพุตที่เข้าสู่วงจรขยายอาร์เอฟ



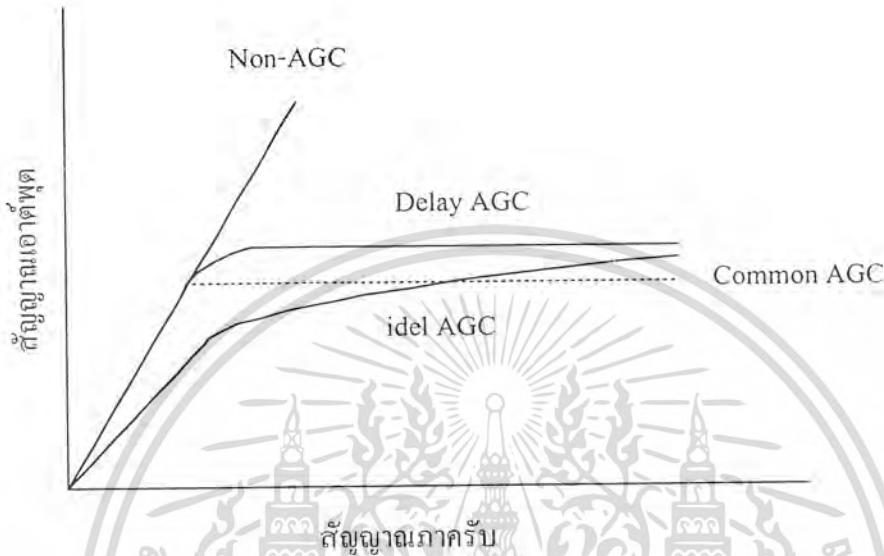
รูปที่ 2.15 วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติต่างๆ ในเครื่องรับชนิดซูเปอร์เฮเทอโรไดน์

ในรูปที่ 2.15 แสดงแผนผังของวงจรภาครับ จากรูปจะเห็นได้ว่าสัญญาณควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติกำเนิดได้โดยวิธีการดีเทคต์ แล้วส่งไปแอสไปควบคุมอัตราขยายของวงจรขยายอาร์เอฟ และไอเอฟแต่ละภาค วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติส่วนนี้เป็นวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติหลักของเครื่องรับ แต่ยังมีวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติส่วนหนึ่งเป็นวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติเสริมจากวงจรขยายไอเอฟ ย้อนไปควบคุมอัตราขยายของวงจรขยายอาร์เอฟเพื่อป้องกันการไหลตกเกินของภาคอาร์เอฟ

วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติที่ดีควรมีคุณสมบัติในการทำงานดังนี้ คือเมื่อสัญญาณอินพุตของเครื่องรับแรงขึ้นระดับความดังของเสียงจะมากขึ้น จนกระทั่งถึงจุดๆ หนึ่ง ซึ่งถ้าสัญญาณอินพุตแรงถึงจุดนี้จะเกิดไหลตกเกิน วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติจะควบคุมอัตราการขยายของเครื่องรับไว้มิให้ระดับความดังของเสียงมีค่าเพิ่มขึ้นอีก

จากรูปที่ 2.16 เป็นกราฟแสดงลักษณะการควบคุมอัตราขยายของเครื่องรับ โดยวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติชนิดต่างๆ กัน เช่น เส้นแสดงวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติอุดมคติ วงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติแบบประวิง กล่าวคือวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติจะถูกหน่วงเอาไว้จนกว่าระดับสัญญาณอินพุตจะแรงขึ้นถึงระดับหนึ่ง สำหรับวงจรควบคุมอัตราขยายเอกสาร์นเป็นเอกสาร์ที่ส่งวนเวลาสำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นุญาติให้นำไปใช้ประโยชน์ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

อัตโนมัติแบบง่าย หลักการทำงานจะใช้ความสัมพันธ์ระหว่างสัญญาณอินพุตกับความดัง โดยจะเป็นสัดส่วนโดยตรงไม่มีการหน่วงเวลา



รูปที่ 2.16 ลักษณะการควบคุมอัตราขยายของเครื่องรับโดยวงจรควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ

2.4 การรับส่งข้อมูลดิจิทัล FSK และแนวทางออกแบบการใช้งาน

การรับ - ส่งข้อมูลในรูปของสัญญาณดิจิทัล สามารถทำได้ 2 วิธี คือ วิธีการทางไบนารี คือ สัญญาณดิจิทัลจะถูกส่งไปยังปลายทางได้ทันที โดยไม่ต้องผ่านขบวนการแปลงสัญญาณอย่างใด ดังรูปที่ 2.17 (ก) และวิธีการทางแอนะล็อกคือสัญญาณดิจิทัลจะถูกแปลงเป็นสัญญาณแอนะล็อกก่อนแล้วจึงส่งออกไปยังปลายทางดังรูปที่ 2.17 (ข)

วิธีการในลักษณะแรกจะกระทำในลักษณะที่มีการติดต่อในระยะทางสั้นๆ และให้ความรวดเร็วมากกว่า ส่วนวิธีการในลักษณะหลังจะเกี่ยวข้องไปถึงลักษณะการเชื่อมโยง สัญญาณเข้ากับระบบสื่อสารต่างๆ ไป ลักษณะทั้ง 2 วิธีแสดงในรูปที่ 2.17

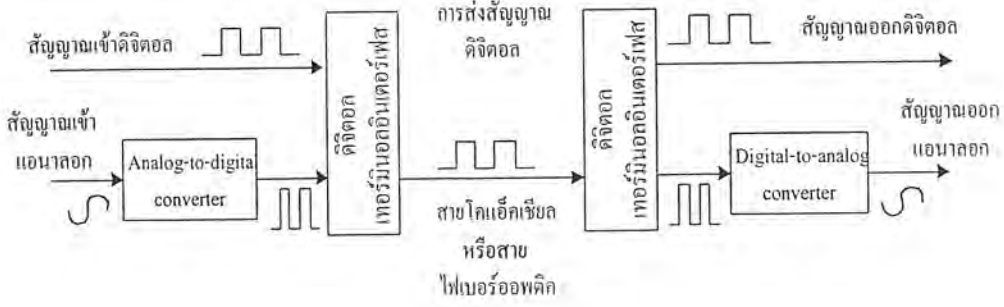
การแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อก ในการสร้างสัญญาณแอนะล็อกที่มีผลมาจากสัญญาณดิจิทัล หรือสัญญาณข่าวสารในรูปอื่นจะได้มาจากหลักการพื้นฐานของวิธีการ 3 แบบ คือ

1) หลักการของการมอดูเลตทางขนาด (Amplitude modulation)

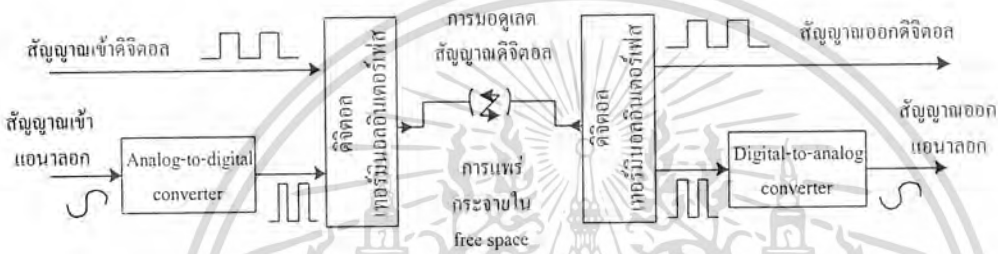
2) หลักการของการมอดูเลตทางความถี่ (Frequency modulation)

3) หลักการของการมอดูเลตทางเฟส (Phase modulation)

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าธนบุรี การนำข้อมูลไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใด



(ก) วิธีการทางใบหรี



(ข) วิธีการทางแอนะล็อก

รูปที่ 2.17 การส่งสัญญาณดิจิทัล

โดยสัญญาณที่ส่งออกไป (สัญญาณดิจิทัล หรือสัญญาณข่าวสารต่างๆ) จะถูกมอดูเลตทางด้านส่ง และดีมอดูเลตทางด้านรับ เพื่อแยกสัญญาณข่าวสารเดิมที่ส่งออกมาจากสัญญาณพาหุ เทคนิคการรวมสัญญาณทางดิจิทัล ที่ถูกนำมาใช้อย่างกว้างขวางคือ

- 1) แบบ FSK หรือ Frequency Shift Keying
- 2) แบบ PSK หรือ Phase Shift Keying
- 3) แบบ QAM หรือ Quadrature Amplitude Modulation

2.4.1 ตัวกำเนิดสัญญาณ FSK (FSK Generator)

ตัวกำเนิดสัญญาณ FSK คือตัวส่งสัญญาณเอพเอสเค ซึ่งมีหลักการคือเมื่อข้อมูลที่เป็นสัญญาณดิจิทัลที่มีลักษณะเป็นข้อมูลเลขฐานสอง ทำให้ความถี่เลื่อน หรือเบี่ยงเบนไปตามการเปลี่ยนแปลงของข้อมูลเลขฐานสองที่เข้ามา ดังนั้นสัญญาณทางเอาต์พุตของตัวกำเนิด FSK จะอยู่ในรูปของความถี่ที่มีการเปลี่ยนแปลงอย่างต่อเนื่อง เมื่อข้อมูลเลขฐานสองด้านอินพุตเปลี่ยนแปลงจากสถานะลอจิก 1 เป็นลอจิก 0 (หรือในทางกลับกัน คือลอจิก 0 เป็นลอจิก 1) สัญญาณเอาต์พุต

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาค้นคว้าเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จาก FSK จะเลื่อนความถี่ระหว่าง 2 ความถี่ด้วยกัน คือความถี่ที่ลอจิก 1 Mark frequency (f_m) และความถี่ที่ลอจิก 0 Space frequency (f_s)

การเปลี่ยนแปลง (หรือการเลื่อน) ของความถี่แต่ละครั้งจะเกิดขึ้นเมื่อสถานะของลอจิกด้านสัญญาณเข้าเปลี่ยนแปลง นั่นคือ อัตราการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณออกจะเท่ากับอัตราการเปลี่ยนแปลงสัญญาณเข้า ซึ่งในการมอดูเลตแบบดิจิตอลนั้น อัตราการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณด้านอินพุตของตัวกำเนิดสัญญาณ FSK เรียกว่าอัตราบิต (Bit rate) มีหน่วยเป็นบิตต่อวินาที (bit per second ; bps) ส่วนอัตราการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณด้านเอาต์พุตของตัวกำเนิดสัญญาณ FSK เรียกว่า อัตราบอर्ड (Baud rate) ดังนั้นในการส่งข้อมูลด้วยเทคนิค FSK อัตราบิตจะเท่ากับ อัตราบอर्डเสมอ

2.4.2 ความกว้างของสัญญาณ FSK

ในระบบการสื่อสารข้อมูลด้วยสัญญาณอนาล็อก หรือสัญญาณความถี่นั้น แบนด์วิดท์เป็นสิ่งที่ต้องพิจารณาเป็นอันดับแรก เนื่องจากวิธีการของ FSK อยู่บนพื้นฐานเดียวกันกับวิธีการของ FM ดังนั้นการอธิบายถึงสูตรต่างๆ จะใช้หลักการของ FM ทุกอย่าง

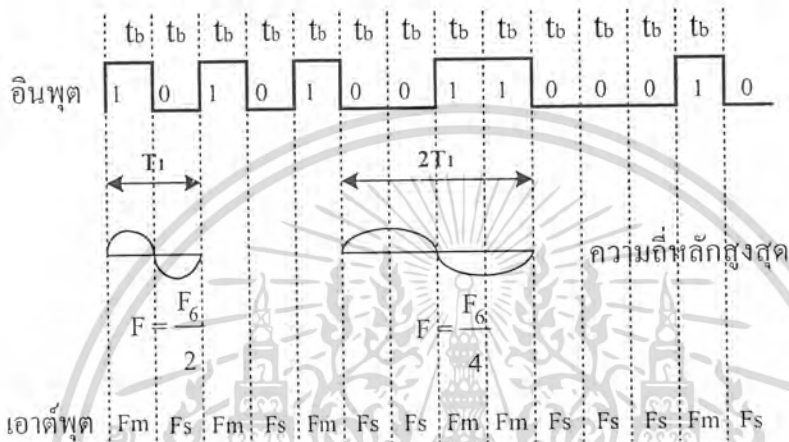
จากรูปที่ 2.18 แสดงถึงตัวมอดูเลตแบบเอฟเอสเค ซึ่งใช้หลักการเดียวกับเอฟเอ็มมอดูเลเตอร์ คือใช้หลักการของ จะเห็นว่าอัตราการเปลี่ยนแปลงที่เร็วที่สุดของสัญญาณอินพุตจะเกิดขึ้นเมื่อข้อมูลเลขฐานสองมีลักษณะเป็น 1 และ 0 สลับกัน ซึ่งคือสัญญาณสี่เหลี่ยมนั่นเอง ตามตัวอย่างในรูปที่ 2.18 เป็นสัญญาณในช่วง T_1

ความถี่หลักของคลื่นสี่เหลี่ยมจะมีค่าเท่ากับครึ่งหนึ่งของอัตราบิต ดังนั้นถ้าพิจารณาเฉพาะความถี่หลักเพียงอย่างเดียวแล้วความถี่สูงสุดของสัญญาณดิจิตอลที่ต้องการนำมามอดูเลตแบบ FSK จะเท่ากับครึ่งหนึ่งของอัตราบิตคือ

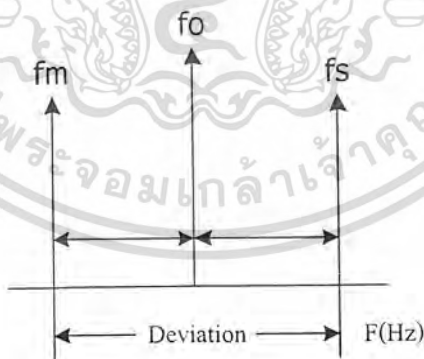
$$f_{a_{\max}} = \frac{\text{อัตราบิต}}{2} \quad (2.8)$$

เมื่อกำหนดให้ $f_{a_{\max}} =$ ความถี่สูงสุดของสัญญาณดิจิตอลที่จะนำมามอดูเลต ความถี่กลางของ VCO จะอยู่ในตำแหน่งกลางระหว่าง f_m กับ f_s ดังรูปที่ 2.19

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.18 มอดูเลเตอร์เอฟเอสเค



รูปที่ 2.19 การเบี่ยงเบนความถี่

ลอจิก 1 ด้านอินพุตจะเลื่อนความถี่ของ VCO จาก f_0 ไปเป็น f_s จะเห็นว่าการเปลี่ยนแปลงของข้อมูลเลขฐานสองด้านอินพุตจาก 1 ไป 0 หรือ 0 ไป 1 จะทำให้ความถี่เอาต์พุตของ VCO เลื่อนหรือเบี่ยงเบนกลับไปมาระหว่าง f_m กับ f_s เนื่องจากได้กล่าวมาแล้วว่า FSK นั้นคือไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกหนึ่งข้อที่มีข้อดีประการหนึ่งก็คือการไม่ต้องกังวลถึงเรื่องของออสซิลเลชันที่การนำไปใช้การมอดูเลตแบบ FM ดังนั้นดัชนีการมอดูเลต (Modulate Index ; MI) ใน FSK ได้จาก FM คือ

$$MI = \frac{\Delta F}{F_a} \quad (2.9)$$

โดยที่ ΔF = การเบี่ยงเบนของความถี่ใดๆ จากความถี่กลาง (Hz)
 F_a = ความถี่ของสัญญาณที่นำมามอดูเลต (Hz)

ค่า MI ที่ยอมให้มีได้สูงสุดคือ MI ที่ทำให้แบนด์วิดท์กว้างที่สุด ซึ่งจะเกิดขึ้นเมื่อการเบี่ยงเบนของความถี่มอดูเลตแล้วความถี่ของสัญญาณที่นำมามอดูเลตมีค่าสูงสุด

ในการมอดูเลตแบบเฟสเคค่า ΔF เป็นการเบี่ยงเบนของความถี่สูงสุด ซึ่งคือครึ่งหนึ่งของความแตกต่างระหว่าง f_m กับ f_s นั่นคือ

$$\Delta F = \frac{f_s - f_m}{2} \quad (2.10)$$

การเบี่ยงเบนของความถี่สูงสุดขึ้นอยู่กับขนาดของสัญญาณที่นำเข้ามามอดูเลต (สัญญาณดิจิทัล) เมื่อสถานะทางลอจิกเป็น 1 จะทำให้แรงดันออกมามีค่าคงที่ตามสถานะ (เช่น 5 โวลต์) หรือถ้าเป็นลอจิก 0 แรงดันออกมามีค่าที่ในระดับลอจิก 0 เช่นกัน เช่น 0 โวลต์ ดังนั้นความถี่เบี่ยงเบนของ FSK มอดูเลตเบี่ยงเบนคงที่ และอยู่ในระดับการเบี่ยงเบนของความถี่สูงสุดเสมอ

F_a เป็นความถี่หลักของข้อมูลเลขฐานสองด้านอินพุต ซึ่งทำให้แบนด์วิดท์กว้างที่สุดเมื่อ

$$F_a = \frac{\text{อัตราบิต}}{2} \quad (2.11)$$

ดังนั้นเราสามารถหาค่า MI ได้จาก

$$MI = \frac{(f_s - f_m) / 2}{(f_b) / 2} \quad (2.12)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ในการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$MI = \frac{f_s - f_m}{f_b} \quad (2.13)$$

เมื่อกำหนดให้ $f_s - f_m =$ ความถี่เบี่ยงเบนสูงสุด
 $f_b =$ อัตราบิตของเลขฐานสองอินพุต

ในการส่งสัญญาณ FM โดยทั่วไป ความกว้างของแบนด์วิดท์จะแปรผันตรงกับค่า MI ซึ่งเช่นเดียวกับ FSK ที่ค่า MI โดยทั่วไปจะต้องมีค่าต่ำกว่า 1.0 เพื่อให้เป็นเอฟเอ็มแบบแคบ ค่าแบนด์วิดท์ที่แคบที่สุดเรียกว่า Minimum Nyquist Bandwidth (f_n) ตัวอย่างเช่นการส่งข้อมูลแบบ FSK มีความถี่กลาง (f_0) = 7 kHz, ความถี่สเปซ (f_s) = 6 kHz และความถี่มาร์ค (f_m) = 8 kHz ข้อมูลเลขฐานสองอินพุตมีอัตราบิต = 2 kHz สามารถหา FM ได้ดังนี้

จากสมการที่ 2.13

$$MI = \frac{f_s - f_m}{f_b}$$

$$MI = \frac{6 \text{ KHz} - 8 \text{ KHz}}{2 \text{ KHz}}$$

$$MI = 1.0$$

2.5 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

2.5.1 โครงสร้างของ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 มีด้วยกันหลายเบอร์ขึ้นอยู่กับโครงสร้างภายในของมัน บางเบอร์มีหน่วยความจำภายในเป็นแบบ ROM บางเบอร์เป็นแบบ EPROM บางเบอร์มี RAM ภายใน 128 ไบต์ บางเบอร์มี 256 ไบต์ เป็นต้น คุณสมบัติที่สำคัญของ MCS-51 มีดังนี้

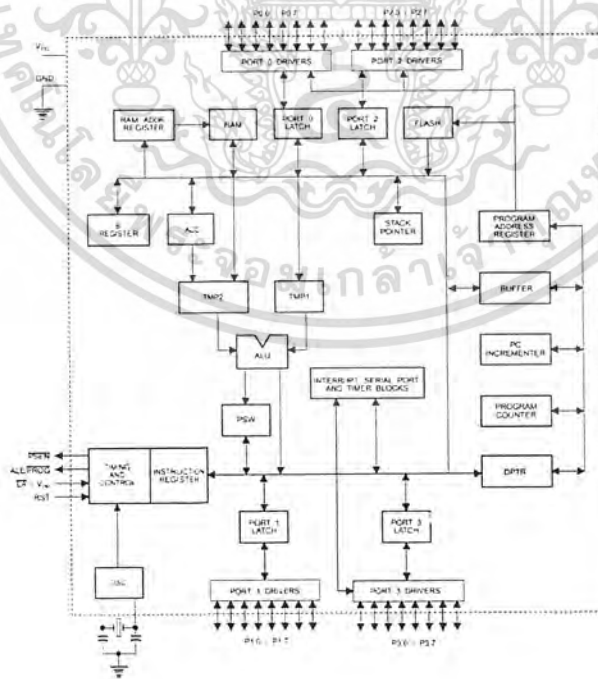
- 1) มีหน่วยความจำ ROM 4K byte
- 2) มีหน่วยความจำ RAM 128 byte
- 3) มีพอร์ต I/O ขนาด 8 บิต 4 พอร์ต
- 4) มี Timer 16 บิต 2 ตัว
- 5) สามารถอินเทอร์รัพท์ได้ 5 แหล่ง
- 6) มีวงจรรอสซิชลเดเตอร์ และวงจรรนาฬิกาบนชิพ
- 7) มีพอร์ตอนุกรมที่สามารถรับข้อมูลแบบ Full Duplex ความเร็วสูง
- 8) อ่างตำแหน่งหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกได้ 64K

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าธนบุรี
 9) อ่างตำแหน่งหน่วยความจำข้อมูลภายนอกได้ 64K นั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 10) สามารถประมวลผลที่ละบิตได้ เนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- 11) สามารถอ้างหน่วยความจำแบบบิตได้ 210 ตำแหน่ง
 - 12) หนึ่งวัฏจักรคำสั่งกินเวลาประมาณ 1 ไมโครวินาที ขณะทำงานด้วย Clock 12 MHz
- ตัวอย่างไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 และลักษณะต่างๆ สามารถแสดงได้ดังตารางที่ 3.1 สำหรับโครงสร้างไดอะแกรมภายในแสดงได้ดังรูปที่ 2.20

ตารางที่ 2.3 ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 เบอร์ต่างๆ

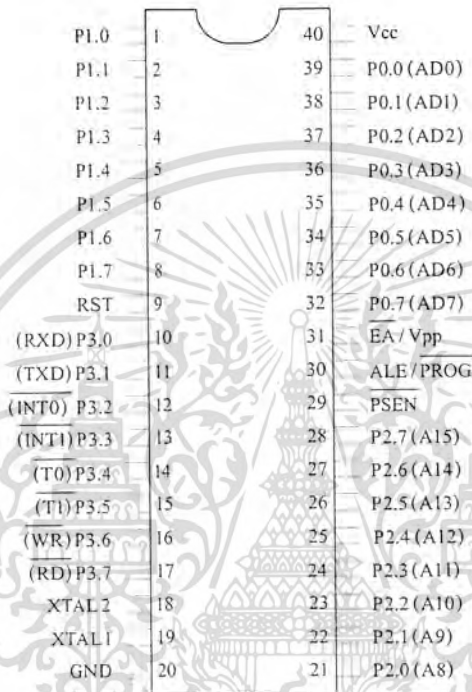
เบอร์	หน่วยความจำโปรแกรมบนชิพ	หน่วยความจำข้อมูลบนชิพ	TIMERS
8051	4K ROM	128 byte	2
8031	-	128 byte	2
8751	4K EPROM	128 byte	2
8052	8K ROM	256 byte	3
8032	-	256 byte	3
8752	8K EPROM	256 byte	3



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับลูกค้าซึ่งหมายถึงลูกค้าศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 2.20 โครงสร้างภายในของ MCS-51
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.5.2 การจัดขาต่างๆ ของ MCS-51

ไอซีไมโครคอนโทรลเลอร์ 8051 โครงสร้าง IC เป็นแบบ DIP มีทั้งหมด 40 ขาโดยขาต่างๆ จะใช้เป็นขาพอร์ตอินพุต, เอาต์พุต, ขาสัญญาณควบคุม, ขาดำเนินงานหน่วยความจำ และขาข้อมูลดังรูปที่ 2.21



รูปที่ 2.21 ขาต่างๆ ของ 8051

ความหมายของขาต่างๆ มีดังนี้

1) พอร์ต 0 (Port 0)

พอร์ต 0 ได้แก่ขาที่ 32-39 ของ MCS-51 สามารถใช้เป็นอินพุต เอาต์พุตได้ นอกจากนี้ในการติดต่อกับหน่วยความจำภายนอกยังใช้เป็นขา Address Bus และ Data Bus อีกด้วย

2) พอร์ต 1 (Port 1)

พอร์ต 1 ได้แก่ขาที่ 1-8 เป็นพอร์ต 8 บิต สามารถอ้างทีละบิตได้คือ P1.0, P1.1,...etc

3) พอร์ต 2 (Port 2)

พอร์ต 2 ได้แก่ขาที่ 21-28 จะใช้งาน 2 หน้าที คือใช้เป็นพอร์ต 8 บิตกับใช้งานเป็นขา

แอดเดรส 8 บิต ในการอ้างหน่วยความจำภายนอก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4) พอร์ต 3 (Port 3)

พอร์ต 3 ได้แก่ขาที่ 10-17 จะใช้งาน 2 หน้าที่คือ เป็นพอร์ตอินพุต และเอาต์พุต และใช้เป็นขาควบคุมต่างๆ ดังตารางที่ 2.4

ตารางที่ 2.4 บิตและหน้าที่ต่างๆ ของพอร์ต 3

บิต	ชื่อ	หน้าที่พิเศษ
P3.0	RXD	ใช้รับข้อมูลทางพอร์ตอนุกรม
P3.1	TXD	ใช้ส่งข้อมูลทางพอร์ตอนุกรม
P3.2	INT0	อินเทอร์รัพท์ภายนอกหมายเลข 0
P3.3	INT1	อินเทอร์รัพท์ภายนอกหมายเลข 1
P3.4	T0	ตัวจับเวลา / ตัวนับ ตัวที่ 0
P3.5	T1	ตัวจับเวลา / ตัวนับ ตัวที่ 1
P3.6	WR	สัญญาณเขียนข้อมูลหน่วยความจำภายนอก
P3.7	RD	สัญญาณอ่านข้อมูลหน่วยความจำภายนอก

1) PSEN (Program Store Enable)

ขา PSEN เป็นขาที่ส่งสัญญาณออกคือขา 29 ขานี้จะแอกทีฟเมื่อ MCS-51 ต้องการอ่าน Code โปรแกรมภายนอก โดยปกติถ้าหน่วยความจำภายนอกเป็น EPROM ขา PSEN จะต่อกับขา Output Enable (OE) ของ EPROM

2) ALE (Address Latch Enable)

เนื่องจากพอร์ต 0 สามารถใช้เป็นขาอ้างตำแหน่ง และขาข้อมูล MCS-51 จะมีขา ALE ได้แก่ขา 30 ขานี้จะใช้ Multiplex สัญญาณ Address Bus ของ Port 0 ในการใช้งานระบบ MCS-51 นั้น จะต้องมีอุปกรณ์มาต่อกับ Port 0 ที่ทำหน้าที่ Latch สัญญาณ Address Bus เมื่อ MCS-51 ต้องการติดต่อกับหน่วยความจำภายนอก MCS-51 จะส่งสัญญาณ Address Bus ออกมาก่อนทาง Port 0 จากนั้นจะส่งสัญญาณ ALE มา Latch อุปกรณ์ภายนอกให้เก็บค่า Address Bus ของ Port 0 ไว้เพื่อใช้ Port 0 เป็น Data Bus ต่อไป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3) EA (External Access)

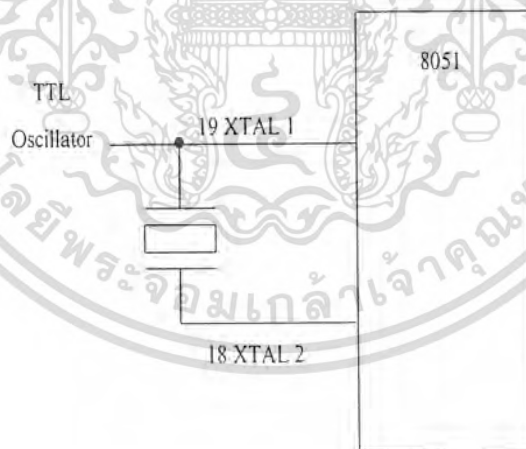
ขา EA ได้แก่ขาที่ 31 ถ้าขานี้เป็นลอจิก “1” จะใช้เบอร์ 8051/8052 เพื่อบอกว่าให้อ่านโปรแกรมจากหน่วยความจำโปรแกรมภายใน แต่ถ้าเป็นลอจิก “0” จะบอกให้ MCS-51 ทำโปรแกรมโดยอ่านจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก (ถ้าขา EA เป็น “0” ขา PSEN จะแอกทีฟ) ถ้าหากเป็นเบอร์ 8031 หรือ 8032 ขา EA จะเป็น “0” เสมอเพราะว่าไม่มีโปรแกรมหน่วยความจำภายใน แต่ถ้าใช้เบอร์ 8051 / 8052 ซึ่งมีหน่วยความจำโปรแกรมภายในและให้ขา EA เป็น “0” ซึ่งจะ Disabled ROM ภายในและจะอ่านโปรแกรมจาก EPROM ภายนอกแทน

4) RST (Reset)

ขา RST ได้แก่ขา 9 จะใช้ในการรีเซ็ต MCS-51 โดยจอร์ใช้ขานี้เป็นลอจิก “1” อย่างน้อย 2 Machine Cycles จึงจะรีเซ็ตระบบได้

5) ความถี่สัญญาณนาฬิกาบนชิพ (On-chip Oscillator Inputs)

เป็นวงจร Oscillator บนชิพ ได้แก่ขา 18-19 โดยต่อ Crystal เข้ากับขานี้ โดยปกติมักจะใช้ Crystal ความถี่ 12 MHz กับตัวเก็บประจุหรืออาจใช้สัญญาณนาฬิกาจาก TTL Clock Source ต่อกับ XTAL1 และ XTAL2 ดังรูปที่ 2.22



รูปที่ 2.22 ขาของ MCS-51 ที่ใช้ต่อกับ XTAL

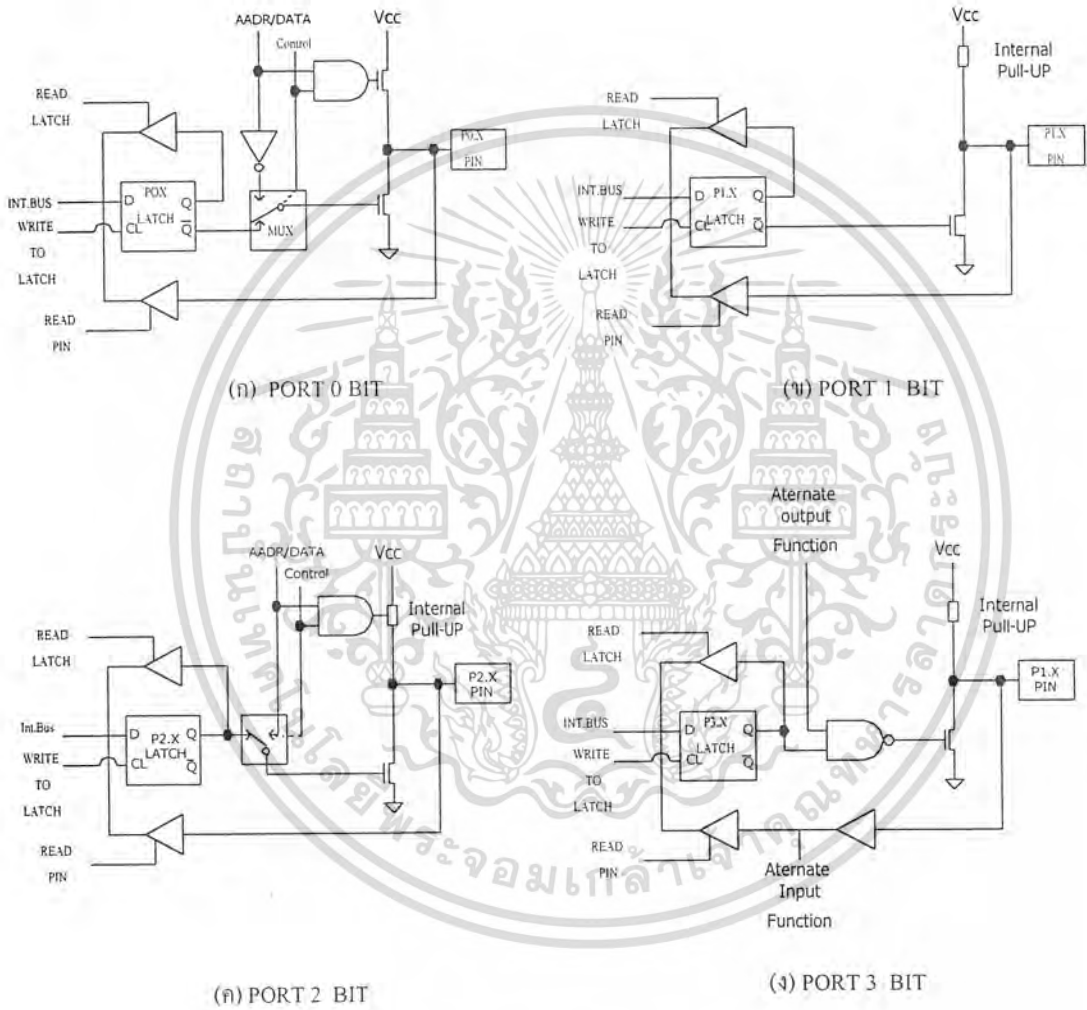
10) Power Connections

ใน MCS-51 จะใช้แหล่งจ่ายไฟ 5 V ต่อเข้ากับขา Vcc (ขา 40) ส่วนขา Vss (ขา 20)

จะต่อถึง Ground ที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.5.3 โครงสร้างของพอร์ตอินพุต เอาต์พุต (I/O Port Structure)

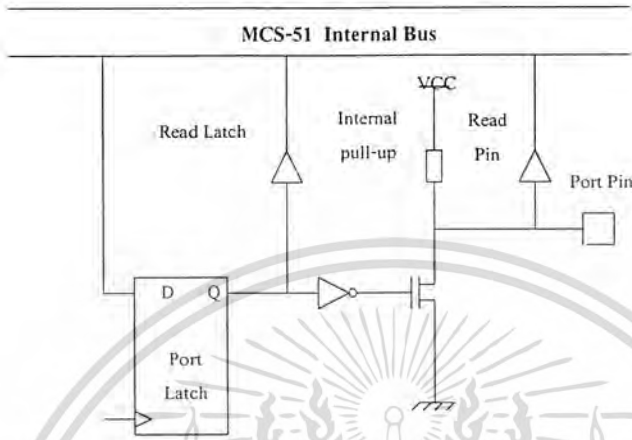
ขาของพอร์ตจะแสดงโครงสร้างภายในได้ ดังรูปที่ 2.23 โดยมีโครงสร้างเป็น Field-effect Transistor ต่ออยู่กับขาภายนอก และมีความต้านทานต่อ Pull-up อยู่สำหรับพอร์ต 1, 2, 3 แต่ถ้าเป็นพอร์ต 0 จะไม่มีตัวต้านทาน Pull-up ภายใน เพราะว่าต้องใช้เป็นขา Address Bus และ Data Bus



รูปที่ 2.23 โครงสร้างพอร์ตทั้ง 4 ของ MCS-51

พอร์ตนี้สามารถใช้เป็นอินพุต เอาต์พุตกับอุปกรณ์ภายนอกได้ ในการอ่านข้อมูลจากพอร์ต จะอ่านได้สองแบบคือ Read Latch และ Read Pin โดย Read Latch หมายถึงการอ่านข้อมูลที่ถูกลatch เอาไว้เข้าสู่บัสภายในของ MCS-51 แต่ถ้าเป็นการ Read Pin จะเป็นการใช้พอร์ตแอสอินพุต เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โดยจะอ่านค่าจากขาของไอซีเข้าสู่บัสภายใน โดยการอ่านแบบ Read Latch และ Read Pin จะมีสัญญาณมาควบคุมที่บัสเฟออร์ดังรูปที่ 2.24



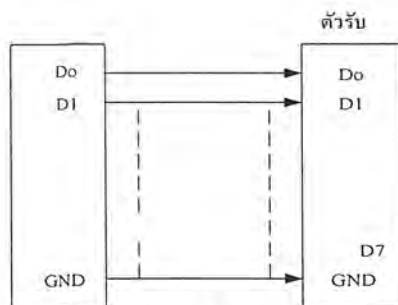
รูปที่ 2.24 การต่อพอร์ตเข้ากับระบบบัสภายในของ MCS-51

2.5.4 พื้นฐานการรับส่งข้อมูล

การรับส่งข้อมูลในระบบคอมพิวเตอร์ทั่วไปจะหมายถึง การรับส่งข้อมูลเป็นจำนวนไบต์ๆ ให้กับอุปกรณ์ที่เกี่ยวข้องกับคอมพิวเตอร์ ซึ่งอาจแบ่งประเภทของการรับส่งข้อมูลได้ 2 แบบ

- 1) การรับส่งข้อมูลแบบขนาน (Parallel)
- 2) การรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม (Serial)

การรับส่งข้อมูลแบบขนานจะเป็นการรับข้อมูลจำนวน 1 ไบต์ ออกไปทางพอร์ต ในเวลาเดียวกัน ในระบบคอมพิวเตอร์ 1 ไบต์จะมีจำนวน 8 บิต คือ D₀-D₇, ถ้ามีการรับส่งข้อมูลแบบขนาน จะใช้สายสัญญาณอย่างน้อย 9 เส้น คือสาย Data 8 เส้น และสายกราวด์ 1 เส้นดังรูปที่ 2.25



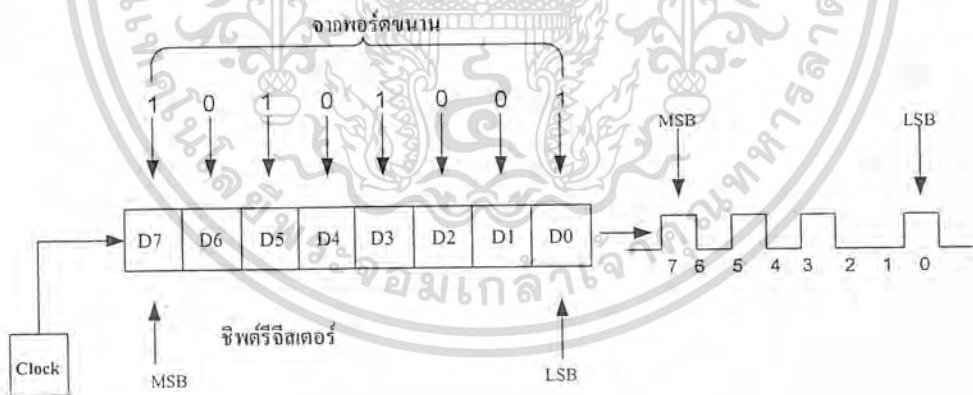
รูปที่ 2.25 การรับส่งข้อมูลแบบขนาน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การรับส่งข้อมูลแบบอนุกรมคือ การรับส่งข้อมูลที่ละบิตจนครบ 1 ไบต์ ถ้าต้องการส่งข้อมูล 1 ไบต์ คือ D_0 - D_7 อาจส่งข้อมูลบิต D_0 ออกไปก่อนแล้วตามด้วย D_1 ไปเรื่อยๆ จนถึง D_7 การรับส่งข้อมูลทั้งสองแบบมีข้อดีข้อเสียแตกต่างกันคือ การส่งแบบขนาน สามารถส่งข้อมูลได้เร็วคือส่งทีเดียวจะได้ข้อมูลครบ 1 ไบต์ แต่ถ้าต้องส่งเป็นระยะไกลๆ จะสิ้นเปลืองสายสัญญาณมาก ถ้าเป็นการส่งแบบอนุกรม เมื่อต้องการส่งข้อมูลเป็นระยะทางไกลๆ จะช่วยประหยัดสายสัญญาณเนื่องจากจะใช้สายอย่างน้อยเพียง 2 เส้น คือสายสัญญาณกับสายกราวด์ แต่การรับส่งข้อมูลจะใช้เวลาานเนื่องจากการเป็นการส่งทีละบิต

2.5.5 รูปแบบการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม

เมื่อไมโครคอมพิวเตอร์ต้องการจะรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม ตัวไมโครคอมพิวเตอร์จะส่งข้อมูลออกไปทางพอร์ท ซึ่งเป็นพอร์ทแบบขนานก่อน จากนั้นจะมีอุปกรณ์มาต่อที่พอร์ทเพื่อแปลงข้อมูลแบบขนานให้เป็นแบบอนุกรมอีกทีหนึ่ง (Parallel-to-serial Conversion) ตัวแปลงข้อมูลนี้อาจพิจารณาได้ง่ายๆ ว่าเป็น Shift Register ดังรูปที่ 2.26 เมื่อข้อมูลที่จะส่งอยู่ใน Shift Register แล้วตัวสัญญาณนาฬิกาจะเป็นตัวกระตุ้นให้ส่งข้อมูลบิตตัวออกไปในเวลาแรก จากนั้นจะส่งบิตต่อไปตามออกมา จากรูปที่ 2.26 จะเป็นการส่งข้อมูล A9H ออกไป



รูปที่ 2.26 การส่งข้อมูลแบบอนุกรม

สำหรับตัวรับข้อมูลแบบอนุกรม เมื่อตัวรับรับข้อมูลจะเป็นการรับเข้ามาใน Shift Register แล้วส่งข้อมูลให้ไมโครคอมพิวเตอร์แบบขนานอีกทีหนึ่ง (Serial-to-Parallel) ระบบคอมพิวเตอร์ในปัจจุบันจะมีตัวแปลง Parallel-to-Serial และ Serial-to-Parallel อยู่ในชิพไอซีเรียกว่า Universal Asynchronous Receiver Transmitter (UART) การรับส่งข้อมูลแบบอนุกรมนั้นจะต้องมีการเพิ่มเติมไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ข้อมูลบางอย่างเข้าไปเพื่อให้การรับส่งข้อมูลสามารถทำงานได้ถูกต้องมากขึ้น โดยมีการเติมค่าบิตต่างๆ เข้าไป ตามรูปที่ 2.27

Stop	P	D ₇	D ₆	D ₅	D ₄	D ₃	D ₂	D ₁	D ₀	Start
------	---	----------------	----------------	----------------	----------------	----------------	----------------	----------------	----------------	-------

รูปที่ 2.27 บิตต่างๆ ของข้อมูลที่ส่งแบบอนุกรม

ถ้ามีการส่งข้อมูลแบบ 8 บิต จะต้องส่งบิตแรกออกไปก่อน เรียกว่าบิตเริ่มต้น (Start Bit) ถ้ามีการส่งข้อมูลหลายๆ บิตออกมา บิตนี้จะเป็นตัวบอกว่า มีข้อมูลใหม่มาแล้ว โดยทั่วไปบิตเริ่มต้นมักมีระดับลอจิกเป็น “0” ต่อจากบิตเริ่มต้นจะเป็นข้อมูลบิต D₀-D₇ จากนั้นจะตามด้วยบิตตรวจสอบความถูกต้อง (Parity Bit) ถ้าข้อมูล 8 บิตที่ส่งออกมา จำนวนของบิตมีค่าเป็น “1” เป็นจำนวนคู่ บิตนี้จะมีค่าเป็น “0” แต่ถ้าจำนวนของบิตที่มีค่าเป็น “1” เป็นคี่ บิตนี้จะมีค่าเป็น “1” จากนั้น ข้อมูลที่ส่งออกไปจะตามด้วยบิตสิ้นสุดข้อมูล (Stop Bit) เพื่อเป็นการบอกว่าข้อมูลที่ส่งมา 8 บิตนั้นหมดแล้ว ตัวบิต Stop อาจมีจำนวนมากกว่า 1 บิต ก็ได้ เช่น 1 ½ บิต, 2 บิต

การส่งข้อมูลแบบอนุกรมนั้นความเร็วของการส่งจะมีค่าเป็น บิตต่อวินาที เรียกว่า “Baud Rate”

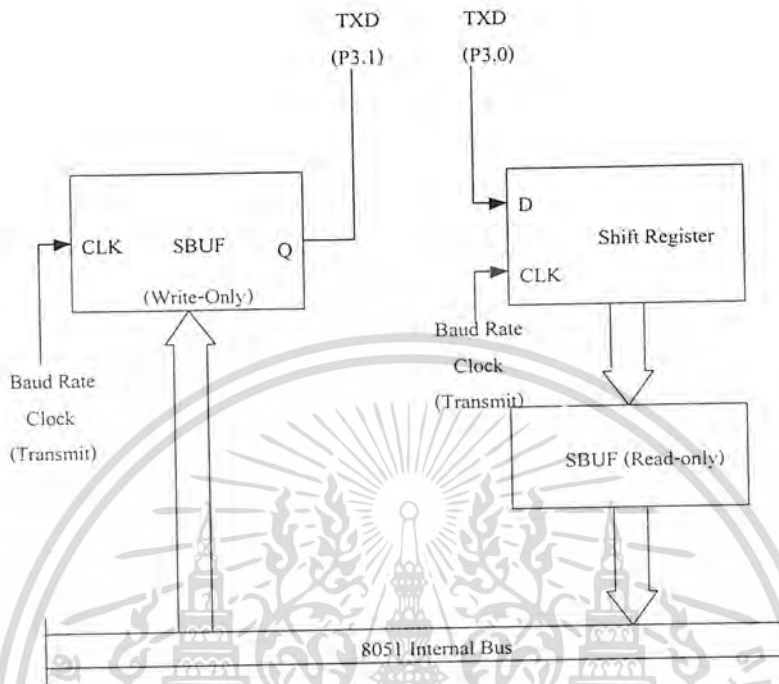
2.5.6 MCS-51 กับการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม

การรับส่งข้อมูลแบบอนุกรมกับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 นั้น ภายในชิพ MCS-51 จะมี UART อยู่ในตัว ซึ่งเป็นข้อดีของไมโครคอนโทรลเลอร์ ถ้าเป็นไมโครโปรเซสเซอร์ เช่น Z-80 ถ้าต้องการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรมจะต้องนำชิพ UART มาประกอบด้วย

พอร์ตอนุกรมของ MCS-51 จะใช้ขา TXD และ RXD ในการรับส่งข้อมูล โดยขาทั้งสองจะอยู่ในพอร์ต 3 คือ P3.1 หรือขา 11 เป็น TXD และ P3.0 หรือขา 10 เป็น RXD พอร์ตอนุกรมของ MCS-51 สามารถทำงานแบบ Full Duplex ได้ คือสามารถส่งและรับข้อมูลในเวลาเดียวกันได้ โดยในการรับส่งข้อมูลจะมีบัฟเฟอร์สำหรับเก็บข้อมูลให้ใช้

รีจิสเตอร์ที่สำคัญในการรับส่งข้อมูลคือ SBUF และ SCON ซึ่งเป็นรีจิสเตอร์ที่อยู่ใน Special Function Register โดยรีจิสเตอร์ Serial Port Buffer (SBUF) จะอยู่ในตำแหน่ง 99H ถ้าเขียนข้อมูลไปที่ตำแหน่งนี้ จะเป็นการส่งข้อมูลออกทางพอร์ตอนุกรม และการอ่านข้อมูลจากตำแหน่งนี้ จะเป็นการรับข้อมูลจากพอร์ตอนุกรม โดยใน SBUF จะประกอบไปด้วยบัฟเฟอร์ 2 ตัว สำหรับส่ง

เอกสารและรับข้อมูล ดังรูปที่ 2.28 สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.28 การรับส่งข้อมูลระหว่างรีจิสเตอร์กับบัสภายใน

สำหรับ Serial Port Control Register (SCON) ซึ่งอยู่ที่ตำแหน่ง 98H จะเป็นรีจิสเตอร์ที่สามารถเข้าถึงข้อมูลระดับบิตได้ รีจิสเตอร์นี้จะทำหน้าที่ควบคุมและบอกสถานะต่างๆ ของการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม

สำหรับความเร็วการส่งข้อมูล (Baud Rate) สามารถหาได้จากการหารสัญญาณนาฬิกาที่ใช้กับ MCS-51

2.5.7 การเชื่อมต่อ 8255 กับ MCS-51

ไอซี 8255 เป็นไอซีที่เป็นพอร์ตขนานที่สามารถโปรแกรมให้ทำงานเป็นพอร์ตอินพุต หรือเอาต์พุตได้ เป็นไอซี 40 ขา ซึ่งได้รับการออกแบบมาให้มีสัญญาณเชื่อมโยงกับไมโครโปรเซสเซอร์เบอร์ 8080 แต่ก็เหมาะที่จะใช้กับ MCS-51 เช่นเดียวกัน ไอซีนี้เป็นไอซีที่ต่อเป็นพอร์ตให้ไมโครโปรเซสเซอร์ได้ 3 พอร์ต การเรียกพอร์ตของ 8255 จะเรียกว่าพอร์ต A, B และ C โดยแต่ละพอร์ตจะมีขนาด 8 บิต และพอร์ต C จะแยกออกเป็น 2 ส่วนคือ PC0-PC3 เรียกว่าพอร์ต C ล่าง จำนวน 4 บิต และพอร์ต C บน คือ PC4-PC7 ที่พิเศษคือพอร์ตทุกพอร์ตเป็นได้ทั้งอินพุต และเอาต์พุต ลักษณะของ 8255 แสดงได้ดังรูปที่ 2.29

รับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

1) ขาต่างๆ ของ 8255

D_0-D_7 , เป็นขาข้อมูลอินพุตและเอาต์พุตที่ต้องผ่านเข้าออกจากส่วนนี้ D_0-D_7 , จึงเป็นส่วนที่จะต่อเข้ากับระบบบัสของไมโครคอนโทรลเลอร์ เพื่อให้ไมโครคอนโทรลเลอร์สามารถอ่านหรือเขียนข้อมูลจากพอร์ตผ่านทางบัสนี้

\overline{CS} ขานี้เป็นจายินพุตที่จะรับสัญญาณจากภายนอกเพื่อเลือกชิพ 8255 โดยเมื่อขานี้เป็นลอจิก "0" จะทำให้ 8255 ต่อเข้ากับระบบบัสของไมโครคอนโทรลเลอร์เขียนหรืออ่านข้อมูลจากพอร์ตได้

\overline{RD} ขาสัญญาณการอ่าน เป็นสัญญาณอินพุตที่ส่งมาจาก CPU เมื่อสัญญาณนี้เป็น "0" และ \overline{CS} เป็น "0" ด้วย ตัว 8255 จะทำให้ตัว CPU อ่านข้อมูลจากบัสในขณะที่เป็นพอร์ตอินพุต

\overline{WR} ขาสัญญาณการเขียน จะแอกทีฟเมื่อสัญญาณ \overline{WR} เป็น "0" และ \overline{CS} เป็น "0" สัญญาณนี้มาจาก CPU เมื่อต้องการเขียนข้อมูลลงพอร์ตที่กำหนด

A_0-A_1 ขาแอดเดรส ลอจิกของทั้งสองขานี้จะถอดรหัสออกมาได้ 4 ค่าเพื่อกำหนดค่ารีจิสเตอร์ภายในที่เชื่อมต่อเข้ากับพอร์ตอินพุต และเอาต์พุตของ 8255 เพื่อเลือกใช้พอร์ต A, B และ C

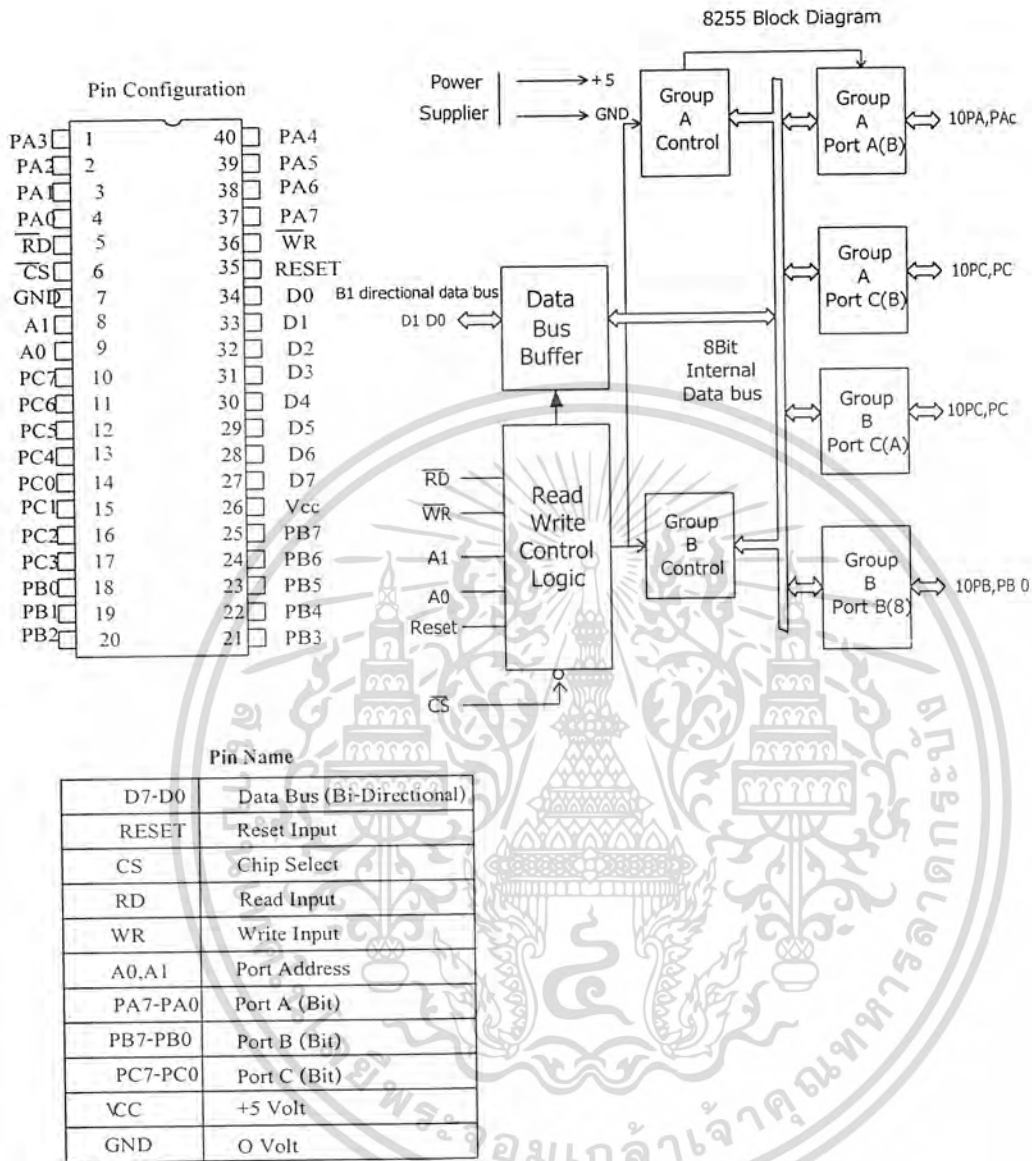
RESET ขารีเซต เป็นขาสัญญาณที่ส่งมาจากภายนอกเพื่อทำการรีเซต 8255 เพื่อเคลียร์สถานะต่างๆ ของ 8255 เมื่อ 8255 ได้รับการรีเซต มันจะกลับเข้าสู่โหมดอินพุต หรือทุกพอร์ตเป็นพอร์ตอินพุต

PA_0-PA_1 เป็นสายสัญญาณที่เป็นพอร์ตของ 8255 ชื่อพอร์ต A การเลือกพอร์ตจะเลือกโดยขา A_0-A_1

PB_0-PB_1 เป็นสายสัญญาณที่เป็นพอร์ตของ 8255 ชื่อพอร์ต B การเลือกพอร์ตจะเลือกโดยขา A_0-A_1

PC_0-PC_1 เป็นสายสัญญาณที่เป็นพอร์ตของ 8255 การกำหนดพอร์ตนี้จะได้รับการกำหนดโดยขาแอดเดรส A_0-A_1 พอร์ต C นี้แบ่งออกได้สองกลุ่มคือกลุ่ม PC_0-PC_3 และกลุ่ม PC_4-PC_7

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.29 โครงสร้างของไอซี 8255

ถ้าต้องการให้ 8255 ทำงานจะต้องทำให้ขา \overline{CS} แอคทีฟ จากนั้นเลือกพอร์ตที่จะติดต่อโดย A_0-A_1 รีจิสเตอร์แต่ละตัวใน 8255 จะได้รับการกำหนดค่าควบคุมกับสัญญาณ \overline{RD} และ \overline{WR} เพื่อแสดงการทำงานต่างๆ ดังนั้นสัญญาณต่างๆ ของขาควบคุมที่นำมาประกอบกันจะมีความหมายดังตารางที่ 2.5

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 2.5 การเลือกพอร์ทของ 8255

RD	WR	A0	A1	ความหมาย
1	0	0	0	ส่งข้อมูลไปที่พอร์ท A
0	1	0	0	อ่านข้อมูลจากพอร์ท B
1	0	0	1	ส่งข้อมูลไปที่พอร์ท B
0	1	0	1	อ่านข้อมูลจากพอร์ท B
1	0	1	0	ส่งข้อมูลไปที่พอร์ท C
0	1	1	0	อ่านข้อมูลจากพอร์ท C
1	0	1	1	เขียนข้อมูลซึ่งเป็นรหัสควบคุม
0	1	1	1	ไม่ใช่

การทำงานของไอซีเบอร์ 8255 จะทำงานได้ 3 โหมดคือ

1. Mode 0: Basic I/O
2. Mode 1: Strobed I/O
3. Mode 2: Bidirectional Bus

การให้ 8255 ทำงานแต่ละ โหมดจะเลือกได้โดยการ โปรแกรมให้กับ 8255 คำสั่งที่โปรแกรม จะมี 8 บิต แต่ละบิตมีความหมายดังนี้

บิต D7 เป็นบิตแสดงรหัสคำสั่งควบคุม ถ้าบิตนี้เป็น “ 1 ” จะหมายถึงรหัสควบคุมนี้มีผลต่อการเซตโหมดต่างๆ ของ 8255

บิต D6 และ D5 เป็นโหมดของพอร์ท A ซึ่งมีการทำงาน 3 โหมด คือ โหมด 0,1 และ 2

บิต D4 ถ้ามีค่าเท่ากับ “ 0 ” หมายถึงการกำหนดพอร์ท A เป็นเอาต์พุต ถ้ามีค่าเป็น “ 1 ” จะกำหนดให้พอร์ท A เป็นพอร์ทอินพุต

บิต D3 เป็นบิตที่บอกการเซตพอร์ท C บน ถ้าเป็น “ 0 ” จะทำให้พอร์ท C บนเป็นเอาต์พุต

บิต D2 เป็นบิตที่บอกการเซตโหมดของพอร์ท B ถ้าเป็น “ 0 ” หมายถึงเลือกพอร์ท B เป็น

โหมด 0 และเป็น “ 1 ” คือการเลือกโหมด 1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อใช้ในการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บิต D1 เป็นการกำหนดอินพุตและเอาต์พุตของพอร์ต B ถ้าเป็น “0” คือพอร์ตเอาต์พุต และถ้าเป็น “1” คือพอร์ตอินพุต

บิต Do เป็นบิตที่บอกการเซตพอร์ต C ล่าง ถ้าเป็น “0” จะทำให้พอร์ต C ล่างเป็นเอาต์พุต

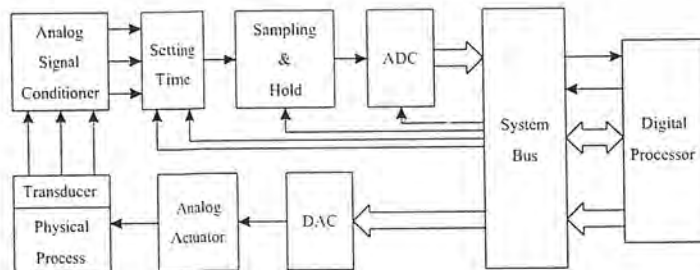
2) การเชื่อมต่อ 8255 กับ MCS-51

การออกแบบให้ MCS-51 ติดต่อกับ 8255 ก็เหมือนกับการออกแบบให้ติดต่อกับพอร์ตต่างๆไป คือมอง 8255 เหมือนกับหน่วยความจำข้อมูลภายนอก ซึ่งเป็นหน่วยความจำขนาด 4 ไบต์ คือพอร์ต A พอร์ต B พอร์ต C และพอร์ตควบคุม โดยสัญญาณที่ได้จากวงจรถอดรหัสพอร์ตจะนำมาต่อกับขา \overline{CS} ส่วนขา \overline{RD} , \overline{WR} , A_0 , A_1 ของ 8255 สามารถต่อโดยตรงกับ MCS-51 โดยตรงได้

2.6 ทฤษฎีการแปลงสัญญาณ (Data Acquisition and Conversion)

ในอดีตรูปแบบของสัญญาณไฟฟ้าโดยมากมักจะอยู่ในรูปของสัญญาณแอนะล็อก การนำเอาสัญญาณไฟฟ้ามาประมวลผล เพื่อให้เกิดรูปแบบที่ต้องการนั้นต้องใช้อุปกรณ์ทางแอนะล็อก แต่ปัจจุบันนี้เทคโนโลยีทางด้านดิจิทัลก้าวหน้าไปมาก ทำให้การประมวลผลสัญญาณทางดิจิทัลสามารถทำได้อย่างรวดเร็ว และมีประสิทธิภาพ

ดังนั้นการแปลงรูปแบบสัญญาณ (Conversion) จึงมีความจำเป็นในการแปลงสัญญาณแอนะล็อกที่มีอยู่แล้วให้เป็นสัญญาณดิจิทัลโดยอุปกรณ์การแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณเป็นดิจิทัล และจะถูกประมวลผลโดยตัวประมวลผลสัญญาณดิจิทัล เช่น คอมพิวเตอร์ เป็นต้น จากผลลัพธ์ที่อาจถูกนำมาแสดงผลโดยตรงเลย หรืออาจถูกแปลงให้อยู่ในรูปของสัญญาณแอนะล็อกที่ใช้งานได้ การที่จะแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัลได้นั้น สามารถทำโดยใช้อุปกรณ์แปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อกสำหรับระบบที่มีการประมวลผลสัญญาณข้อมูลทางดิจิทัลแสดงดังรูปที่ 2.30



รูปที่ 2.30 ระบบที่มีการประมวลผลข้อมูลทางดิจิทัล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อการค้าเท่านั้น มิได้อยู่ดีหน้าไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูปที่ 2.30 การเปลี่ยนแปลงทางกายภาพในลักษณะใดๆ ก็ตาม เช่น อุณหภูมิ ความดัน ความเร็ว จะถูกเปลี่ยนให้มาเป็นสัญญาณไฟฟ้าแบบแอนะล็อก โดยทรานสดิวเซอร์ ทฤษฎีการสุ่ม มีรูปแบบเหมาะสมกับลักษณะทางกายภาพนั้นๆ จากนั้นสัญญาณทางไฟฟ้าก็จะถูกปรับให้อยู่ใน รูปแบบและขนาดที่เหมาะสมก่อน โดยวงจรต่างๆ เช่น วงจรขยาย หรือ วงจรกรองสัญญาณ เป็นต้น วงจรแอมพลิฟายเออร์โพลาร์จะสุ่มขนาดของสัญญาณแอนะล็อกมา แล้วจะทำการโพลาร์สัญญาณนั้นไว้ชั่วคราว โดยไม่จำเป็นต้องใช้วงจร ADC แล้วข้อมูลทางดิจิทัลจะถูกส่งต่อไปยังบัสของระบบ จากนั้นตัวโปรเซสเซอร์จะทำการประมวลผลข้อมูลกลับมาเพื่อควบคุมกิจการทางกายภาพของระบบโดยผ่านตัวกระทำทางกล (Analog Actuator)

2.6.1 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล

การติดต่อระหว่างมนุษย์ส่วนมากจะใช้สัญญาณต่อเนื่อง (Analog) เป็นสัญญาณติดต่อกัน แต่ว่าการทำงานของระบบคอมพิวเตอร์จะใช้สัญญาณเป็นช่วงดิจิทัลเป็นสัญญาณในการทำงาน ดังนั้นถ้าเราต้องการที่จะให้คอมพิวเตอร์ช่วยเราทำงานแล้ว เราจึงต้องเปลี่ยนสัญญาณแอนะล็อกที่เราใช้อยู่ให้เป็นสัญญาณดิจิทัล เพื่อให้คอมพิวเตอร์ หรือ เครื่องประมวลผลสัญญาณดิจิทัลรับรู้ได้ เมื่อประมวลสัญญาณเสร็จก็จะส่งข้อมูลออกมาเป็นสัญญาณดิจิทัล ซึ่งเป็นเรื่องยุ่งยากที่เราจะเข้าใจข้อมูลนั้น ดังนั้นเราจึงเปลี่ยนข้อมูลที่เป็นสัญญาณดิจิทัลให้เป็นสัญญาณแอนะล็อก เพื่อให้มนุษย์เข้าใจในข้อมูลนั้น ดังนั้นพอสรุปได้ว่าการเปลี่ยนสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลและการเปลี่ยนสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อก ซึ่งเป็นการประสานโลกของคอมพิวเตอร์เข้ากับโลกมนุษย์ เพื่อให้มนุษย์ได้ใช้คอมพิวเตอร์ได้อย่างสมบูรณ์ยิ่งขึ้น การเปลี่ยนสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลเรียกว่า Analog To Digital Conversion (ADC) หรือเรียกย่อๆ ว่า A TO D หรือ A/D ในทำนองเดียวกัน การเปลี่ยนสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อก เรียกว่า Digital To Analog Conversion (DAC) เรียกย่อๆ ว่า D TO A หรือ D/A

การเปลี่ยนสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล A/D มีขบวนการอยู่หลายวิธี แต่ละวิธีมีข้อดี และข้อเสียรวมทั้งราคาที่แตกต่างกันออกไป จึงขอก้าววิธีแปลงสัญญาณอย่างคร่าวๆ ซึ่งมีหลักการดังนี้

1) A/D แบบเซอร์โว (Servo)

เป็นแบบที่ง่ายและราคาถูกที่สุด แต่การทำงานไม่เที่ยงตรง อันเนื่องมาจากอุณหภูมิ เวลา และความไวในการรับสัญญาณอินพุต

2) A/D แบบดูอัล – สโลป อินทีเกรต (Dual – Slope Intergrator)

เป็นแบบที่มีความละเอียดถูกต้องสูง ราคาค่อนข้างแพง ทางด้านอุณหภูมิมีผลน้อย แต่มีความเร็วในการทำงานต่ำ

3) A/D แบบซัดเซสซีฟ – แอปพร็อกซิเมชัน (Successive – Approximation)

เป็นแบบที่ใช้งานกันทั่วไป และเป็นแบบซึ่งทำงานได้อย่างรวดเร็ว มีความถูกต้องสูง แต่การสร้างวงจรมันต้องใช้ D/A

4) A/D แบบคอมพาราเตอร์ขนาน (Parallel – Comparator)

เป็นแบบที่มีความเร็วในการทำงานสูงแบบหนึ่ง แต่ราคาก็สูงที่สุดในบรรดา A/D ทุกชนิด หลักการทำงานไม่ยุ่งยากซับซ้อน แต่ต้องใช้ส่วนประกอบอื่นค่อนข้างมาก

2.7 การอินเทอร์เฟสพื้นฐาน

เครื่องไมโครคอมพิวเตอร์ทุกรุ่น (PC/AT 286, 386, 486) จะมีหมายเลขพอร์ตสำหรับใช้งานต่างๆ ดังตารางที่ 2.3 จะเห็นว่ามีบางพอร์ตที่ไม่ได้ถูกใช้งาน เช่น 360H–36FH, 3C0H–3CFH เราสามารถที่จะนำหมายเลขพอร์ตเหล่านี้ไปประยุกต์ใช้งานได้ หรือจะใช้หมายเลขพอร์ตที่ถูกกำหนดเอาไว้แล้ว

ตารางที่ 2.6 การจัดตำแหน่งพอร์ตของระบบ

หมายเลขพอร์ต	การใช้งาน
000H – 01FH	ตัวควบคุมดีเอ็มเอ 1, 8237A – 5
020H – 03FH	ตัวควบคุมอินเทอร์รัปต์ 1, 8259 (มาสเตอร์)
040H – 05FH	ตัวควบคุมไทมเมอร์เคาน์เตอร์ 8254 - 2
060H – 06FH	ตัวควบคุมพอร์ตขนานและคีย์บอร์ด 8042
070H – 07FH	Real Time Clock, NMI ของระบบ
080H – 09FH	ดีเอ็มเอเพริจิสเตอร์ 74LS612
0A0H – 0BFH	ตัวควบคุมอินเทอร์รัปต์ 2, 8259 (สเลฟ)
0C0H – 0D0H	ตัวควบคุมดีเอ็มเอ 1, 8237A - 5
0F0H	เครีร์แมธโคโปรเซสเซอร์
0F1H	รีเซตแมธโคโปรเซสเซอร์
0F8H – 0FFH	แมธโคโปรเซสเซอร์ 80287
1F0H – 1FBH	ฮาร์ดดิสก์
200H – 207H	เกมอินพุต/เอาต์พุต
278H – 27FH	เครื่องพิมพ์ขนาน พอร์ต 2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการศึกษาและการฝึกอบรมเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามเผยแพร่ต่อสาธารณะโดยไม่ได้รับอนุญาตจากเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 2.6 (ต่อ) การจัดวางตำแหน่งพอร์ตของระบบ

2F8H – 2FFH	เครื่องพิมพ์อนุกรม พอร์ต 2
300H – 31FH	การ์ดโปรโตไทป์ (prototype)
360H – 36FH	สแกนไว
378H – 37FH	เครื่องพิมพ์ขนาน พอร์ต 1
380H – 38FH	SDLC ไบต์ซิงโครไนซ์ 1
3A0H – 3AFH	อะแดปเตอร์สี/กราฟิกส์
3F0H – 0F7H	ตัวควบคุมคิสก์ไครฟ์
3F8H – 3FFH	พอร์ตอนุกรม

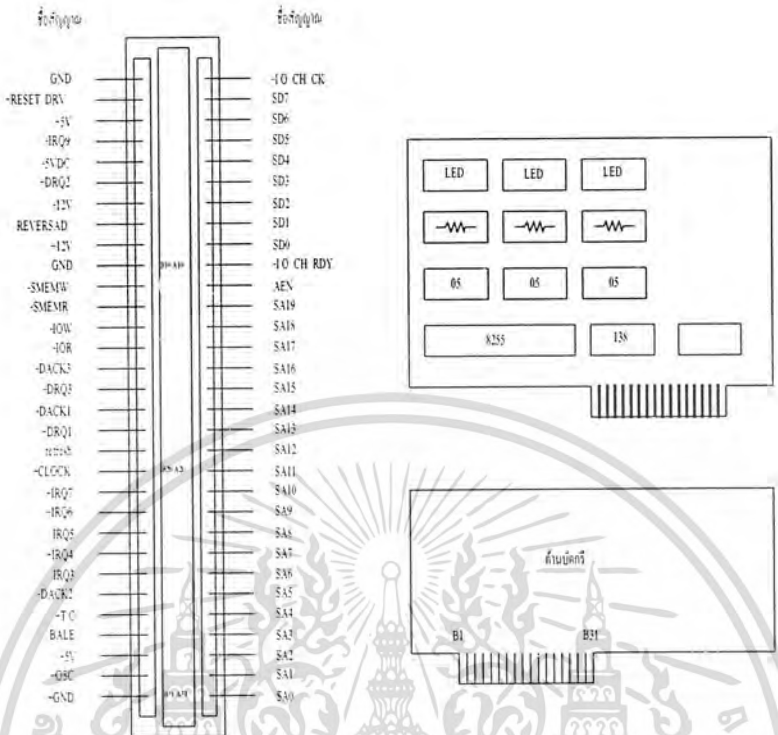
การใช้งานพอร์ตสามารถทำได้โดยการเขียนโปรแกรมควบคุมพอร์ตนั้นๆ สามารถจะใช้ภาษาเบสิก, ภาษาซี, ภาษาปาสคาล และแอสเซมบลี ก่อนอื่นจะต้องทราบหมายเลขพอร์ตที่จะใช้งาน แล้วศึกษารายละเอียดของอุปกรณ์ที่ทำงานอยู่ในพอร์ตนั้น ว่ามีการทำงานอย่างไร จากนั้นจึงเขียนโปรแกรมควบคุมการทำงานของพอร์ตนั้น

2.7.1 การสร้างพอร์ตเพื่ออินเตอร์เฟส

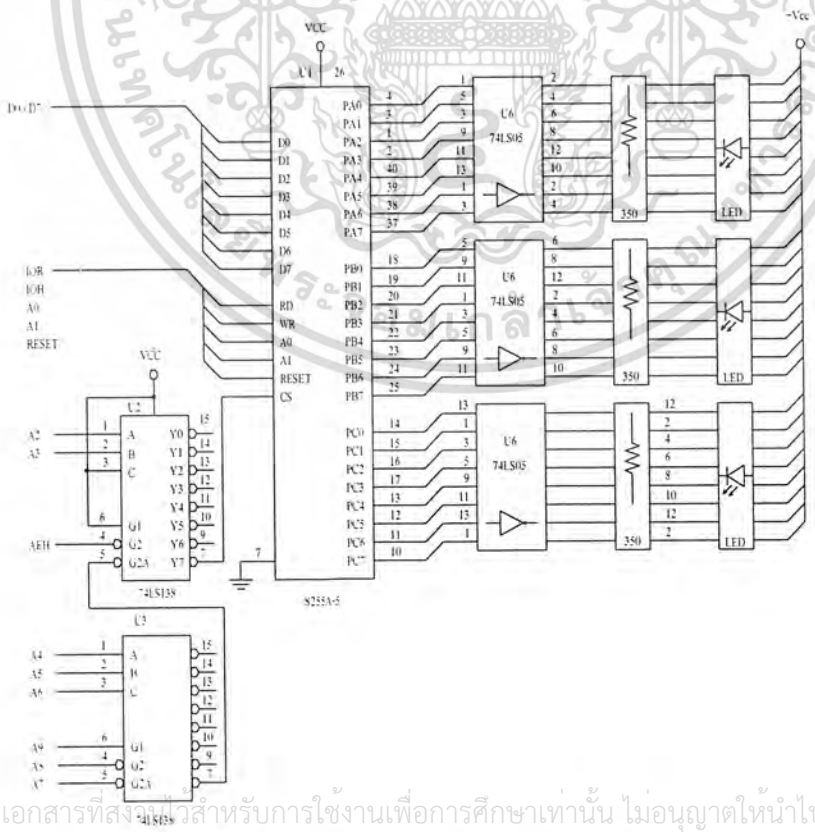
การอินเตอร์เฟสหรือการเชื่อมต่อระหว่างไมโครคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์ภายนอก สามารถสร้างขึ้นมาได้ โดยชิป 8255 ทำหน้าที่เป็นพอร์ตอินพุต/เอาต์พุต ซึ่งมีระดับสัญญาณเป็น TTL เช่นกัน จะเป็นการ์ดอินเตอร์เฟสเอนกประสงค์ ซึ่งใช้งานกับไมโครคอมพิวเตอร์ PC/XT/AT ได้ทุกรุ่น ซึ่งจะต้องนำสัญญาณควบคุมบัสข้อมูล แอดเดรสบัสสัญญาณรีเซตไฟ VCC กราวด์ของไมโครคอมพิวเตอร์เชื่อมต่อกับการ์ดนี้ให้ถูกต้องเสียก่อน

การต่อสายสัญญาณ แอดเดรสบัส, คาต้าบัส, สัญญาณควบคุม และสัญญาณอินพุต/เอาต์พุต ควรใช้สายวางเลียบอย่างสังกะสี เพื่อสะดวกในการตรวจสอบ เมื่อต่อสายสัญญาณต่างๆ เสร็จเรียบร้อยแล้ว ควรจะใช้มัลติมิเตอร์วัดสัญญาณต่างๆ ที่ต่อไว้ว่าถูกต้องตามวงจรหรือไม่ และที่สำคัญระวังอย่าให้ไฟ VCC กับกราวด์ลัดวงจรเป็นอันขาด เพราะจะทำให้ตัวอุปกรณ์ และเครื่องไมโครคอมพิวเตอร์เสียหาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.31 ขาสัญญาณบนสล็อต และการ์ดอินเตอร์เฟส



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งรูปที่ 2.32 วงจรพอร์ตหมายเลข 27CH-27FH ของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากวงจรรูปที่ 2.32 จะเห็นว่าใช้ 74LS138 ในการถอดรหัสหมายเลข 27X และเมื่อรวม A0 – A1 จะได้เป็นหมายเลข 27CH – 27FH ดังตารางที่ 2.7

ทดลองโดยเสียบลงบนสล็อตของเครื่องไมโครคอมพิวเตอร์ การเสียบการ์ดลงบนสล็อต หรือดึงการ์ดออกจากสล็อตจะต้องปิดสวิทช์ Power ของเครื่องไมโครคอมพิวเตอร์ก่อนทุกครั้ง จากนั้นจึงทำการเขียนโปรแกรมทดสอบพอร์ตต่อไป

ตารางที่ 2.7 การถอดรหัสแอดเดรสพอร์ต

A9	A8	A7	A6	A5	A4	A3	A2	A1	A0	หมายเลขพอร์ต	หมายเหตุ
G1	G2 _A	G2 _B	C ₂	B ₂	A ₂	B ₁	A ₁				
1	0	0	1	1	1	1	1	0	0	27CH	พอร์ต A
1	0	0	1	1	1	1	1	0	1	27DH	พอร์ต B
1	0	0	1	1	1	1	1	1	0	27EH	พอร์ต C
1	0	0	1	1	1	1	1	1	1	27H	พอร์ต D

2.8 โปรแกรมวิซวลเบสิก

2.8.1 ความเป็นมา

วิซวลเบสิกเวอร์ชันแรกทีออกมานั้นเป็นเวอร์ชันบนวินโดวส์ออกสู่สายตาผู้ใช้เมื่อปี 1991 เป็นเพียงเครื่องมืออย่างง่ายสำหรับการสร้างแอปพลิเคชันบนวินโดวส์มากกว่าองค์ประกอบหรือ Object ที่ใช้ได้ก็มีแค่องค์ประกอบพื้นฐานของวินโดวส์ เช่น Text Box, List Box เท่านั้น

ในอนาคตคาดว่าวิซวลเบสิกจะมีบทบาทต่อผู้ใช้นวินโดวส์มากขึ้น เพราะต่อไปแอปพลิเคชันของ Microsoft ทุกตัวบนวินโดวส์จะมีภาษามาโครเดียวกันหมด คือ Visual Basic For Application (VBA) นั่นคือ แทนที่ผู้ใช้จะรู้ภาษามาโครของ Word For Window, Excel หรือโปรแกรมอื่นของ Microsoft แต่ละตัวก็จะเป็นการเรียนรู้ VBA เพียงอย่างเดียว ทั้งนี้เนื่องจากความง่ายของภาษาประสิทธิภาพ และความนิยมของผู้ใช้ รวมทั้งยังเป็นการสร้างมาตรฐานของ

ภาษาแอปพลิเคชันบนวินโดวส์อีกด้วย ในลักษณะเดียวกับภาษา REXX ของ OS/2 นอกจากนี้ ยังมีข่าวพัฒนาวิซวลเบสิกบนแพลตฟอร์มอื่นออกมาเป็นระยะๆ ด้วย ฉะนั้นถือได้ว่าการเรียนรู้

วิซวลเบสิก ทำให้เราก้าวไปสู่การใช้แอปพลิเคชันสำเร็จรูปอย่างมีประสิทธิภาพมากยิ่งขึ้น นอกเหนือจากการพัฒนาแอปพลิเคชันขึ้นมาใช้เอง

2.8.2 ภาพรวมของวิซวลเบสิก

วิซวลเบสิกมีสภาพแวดล้อมสำหรับการพัฒนาโปรแกรมบนวินโดวส์ ประกอบด้วยเครื่องมือต่าง ๆ ครอบคลุมไม่ว่าจะเป็นส่วนของการออกแบบ User Interface, ส่วนออกแบบเมนู (Menu Designer), การสร้างรายงาน (Report Writer) อีดิเตอร์สำหรับป้อนโปรแกรม และ Debugger เพื่อการตรวจหาข้อผิดพลาดในโปรแกรม องค์ประกอบเหล่านี้นับว่าเอื้ออำนวยต่อการทำงานของโปรแกรมเมอร์เป็นอย่างมาก

ในด้านตัวภาษาวิซวลได้นำไวยากรณ์ของ Basic และ GW - Basic มาใช้โดยสนับสนุนความสามารถเดิมเกือบทั้งหมด นอกจากนี้ยังได้เพิ่มโปรแกรมแบบมีโครงสร้างของ Quick Basic ซึ่งคล้ายกับภาษาที่มีโครงสร้าง เช่น Pascal หรือ C เข้าไปด้วย

นอกจากนี้ยังเพิ่มคำสั่ง และฟังก์ชันเกี่ยวกับ Object และการเรียกฟังก์ชันของระบบปฏิบัติการ (API) เพื่อให้การทำงานกว้างขวางขึ้น รวมทั้งสนับสนุนความสามารถของระบบ เช่น OLD, DDE และการใช้คลิปบอร์ด เป็นต้น

ด้วยความสามารถของภาษาวิซวลเบสิก ผู้ใช้สามารถสร้างแอปพลิเคชันได้หลายประเภทไม่ว่าจะเป็นโปรแกรมวาดภาพ, การคำนวณทางการเงิน หรือแม้แต่โปรแกรม Cardfile ซึ่งเป็นโปรแกรมมาตรฐานในวินโดวส์โดยไม่ต้องใช้ชุด SDX เลย

วิซวลเบสิกแต่ละเวอร์ชันจะมี 2 Edition คือ Standard และ Professional Edition ซึ่งข้อแตกต่างคือ ในชุด Professional นั้นจะมี Custom Control (Object ที่สามารถนำมาใช้ในฟอร์ม) มากกว่า และจะมีเครื่องมืออื่นๆ เช่น Help Compiler สำหรับการสร้างข้อความอธิบายการใช้ Setup Kit เพื่อทำส่วนของการติดตั้งแอปพลิเคชัน (Installing) และ Report Writer พร้อมข้อมูลเพิ่มเติมอื่นสำหรับผู้พัฒนา แต่ในด้านความสามารถของภาษาจะเหมือนกันทั้ง 2 Edition

2.8.3 หลักการโปรแกรมเชิงภาพของวิซวลเบสิก

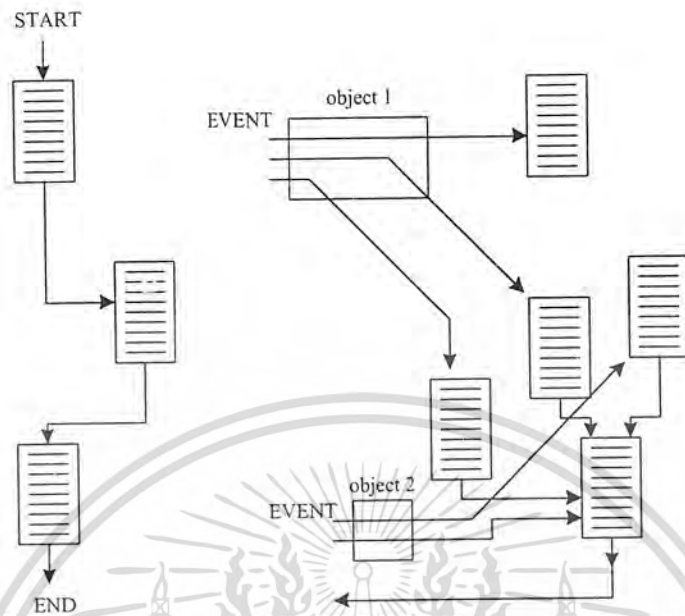
ในวิซวลเบสิกนั้น การพัฒนาและการเขียนโปรแกรมจะเป็นไปในอีกรูปแบบหนึ่ง กล่าวคือ ในการเขียนโปรแกรมเดิมนั้นเราจะต้องมานั่งออกแบบหน้าจอ ระบุตำแหน่งการแสดงผล คิดหาขั้นตอนการทำงาน และอื่นๆ จากนั้นจึงจะทำการเขียนโปรแกรม โปรแกรมที่จะได้อธิบายและสั่งงานคอมพิวเตอร์เป็นลำดับไป แต่ในวิซวลเบสิกจะใช้หลักของภาพ และการมองเห็นโดยเริ่มจากออกแบบวินโดวส์ย่อย หรือที่ในวิซวลเบสิกเรียกว่า *ฟอร์ม* ในฟอร์มจะประกอบด้วยสิ่งต่างๆ ไม่ว่าจะเป็นปุ่ม, ฟิลด์, ฟิลด์ข้อความ, ฟิลด์แบบเลื่อนขึ้นลง, ฟิลด์ข้อความ, ฟิลด์ข้อความที่มีกรอบ, ฟิลด์ที่เราจะทำงานด้วย หรือเรียกว่าเป็น Object เช่นข้อความ, ช่องรับข้อความ, Scroll Bar หรือปุ่ม

เมื่อกำหนดสิ่งเหล่านี้ครบตามต้องการแล้ว จึงระบุว่าองค์ประกอบแต่ละอย่างว่าจะทำงานอย่างไร โดยเขียนโปรแกรมย่อยๆ ปะเข้าไปกับ Object เหล่านี้ ที่ต้องทำแบบนี้ก็เพราะว่าการทำงานใน วินโดวส์เป็นแบบที่เรียกว่า อีเว้นท์ - ไคเว้นท์ คือขึ้นกับเหตุการณ์ (Event) การเขียนโปรแกรมแบบเดิมคือ การสั่งงานตามลำดับจะยุ่งยากมาก หรือบางกรณีอาจทำไม่ได้เลย เพราะอย่าลืมว่าในขณะที่ใดขณะหนึ่งนั้น ในระบบไม่ใช่จะมีเพียงโปรแกรมประยุกต์ของเราเท่านั้นที่ทำงาน วินโดวส์จะต้องจัดการกับทุกโปรแกรมที่ทำงานขณะนั้นทั้งหมดไปพร้อมๆ กัน ในขณะที่โปรแกรมแสดงหน้าจอสำหรับรับอินพุต อาจพิมพ์ข้อมูลเข้าไป ใช้เมาส์เลื่อนไปคลิกตรงนั้นตรงนี้ได้โดยอิสระ ทำให้ยากที่จะเขียนโปรแกรมธรรมดาให้คอยดักเส้นทางการทำงาน ในการรับอินพุตว่าจะเกิดอะไรขึ้นตรงไหนก็ได้ จึงต้องใช้รูปแบบการโปรแกรมในลักษณะ อีเว้นท์ - ไคเว้นท์ ดังกล่าว ซึ่ง Object แต่ละตัวก็จะมีเหตุการณ์เกิดขึ้นได้หลายอย่าง

นอกจาก Object จะมีการตอบสนองต่อเหตุการณ์ต่างๆ ที่กำหนดแล้ว ยังมีอีกเรื่องหนึ่งที่จะขอกกล่าวคือ ทุก Object จะมีลักษณะหรือคุณสมบัติ (Property) ของตัวเอง เช่น ช่องรับข้อความ (Text Box) จะมีชื่อ, ข้อความในนั้น, ความกว้าง, ความสูง, สี โดยเราสามารถเข้าถึงหรือเปลี่ยนคุณสมบัติเหล่านี้ได้ขณะที่โปรแกรมทำงานอยู่ เป็นต้นว่า หากไม่มีการป้อนข้อมูลจะแสดงด้วยสีหนึ่ง หรืออาจไม่ต้องแสดงบนจอภาพเลย

ในการที่กระทำสิ่งหนึ่งสิ่งใดกับ Object นั้น จะมีสิ่งที่เรียกว่า Method ซึ่งเปรียบเทียบกับกระบวนการทำงานของ Object ซึ่ง Object แต่ละแบบก็อาจจะมี Method ที่แตกต่างกันออกไปเช่น ถ้าต้องการสั่งให้เลื่อนตำแหน่งของข้อความ (Label) ก็จะมีกระบวนการ หรือ Method ชื่อ Move ของ Label เพื่อทำงานนี้โดยสั่งว่า `Label.Move = ตำแหน่งที่ย้ายไป` หรือการสั่งพิมพ์ก็มี Method ชื่อ Print เป็นต้น ถ้าจะพูดไปแล้ว Method ๔ ก็คล้ายๆ กับคำสั่งที่ใช้ได้กับ Object จะมีคุณลักษณะเฉพาะที่สามารถเปลี่ยนแปลงได้ของตัวเอง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.33 การเขียนโปรแกรมแบบธรรมดา กับแบบอีเวนต์ – ไลฟ์ไวน์

การทำงานกับ Object ไม่ว่าจะเป็นการอ้างถึงคุณสมบัติ หรือใช้ Method ในบางครั้งเราสามารถอ้างถึง Object ได้ (ถ้าหาก Visual Basic เข้าใจได้ว่าจะทำงานกับ Object ใด) เช่น คำสั่ง Print “Hi!” Visual Basic จะเข้าใจเองว่าเป็นการใช้ Method Print กับฟอร์มที่กำลังทำงานอยู่ อย่างไรก็ตามเราควรระบุชื่อ Object ทุกครั้งที่ทำงานด้วย ไม่ว่าจะเป็นการอ้างถึงคุณสมบัติ หรือใช้ Method เพื่อไม่ให้เกิดความคลุมเครือ

บทที่ 3

การออกแบบ การสร้าง และการทำงาน

3.1 เครื่องวัดความเร็วลม และทิศทางลม

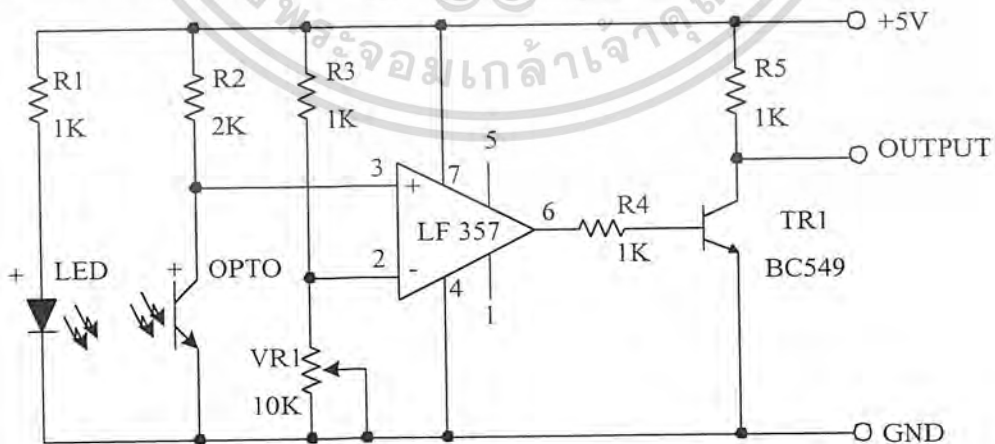
เครื่องวัดความเร็วลมที่ใช้ในการทำปริญญานิพนธ์ฉบับนี้ใช้เครื่องต้นแบบจากเครื่องวัดความเร็วลม ซึ่งใช้หลักการของการตรวจจับแสงเมื่อแสงเดินทางผ่าน ส่วนเครื่องวัดทิศทางลมใช้หลักการของการเปลี่ยนค่าความต้านทานของตัวโพเทนทิโอมิเตอร์ (Potentiometer)

3.2 ภาคส่งสัญญาณวิทยุ

ภาคส่งจะทำหน้าที่ส่งสัญญาณ โดยจะนำสัญญาณทั้งสองคือสัญญาณที่ได้จากตัววัดความเร็วลม และสัญญาณที่ได้จากตัววัดทิศทางลม ซึ่งได้จากมาโดยอาศัยการนับสัญญาณพัลส์ มาผ่านการมัลติเพล็กซ์แบบใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 แล้วมาผ่านการมอดูเลตแบบเอฟเอสเคผ่านทางคลื่นวิทยุเพื่อส่งออก ส่วนประกอบในส่วนของภาคส่งสัญญาณวิทยุนี้ประกอบด้วยส่วนต่างๆ ดังนี้

3.2.1 วงจรวัดความเร็วลม

วงจรวัดความเร็วลมนี้ใช้หลักการของการตรวจสอบแสงที่ผ่านเข้าตัวโฟโตทรานซิสเตอร์ เพื่อกำเนิดเป็นแรงดันแล้วส่งเข้าออปแอมป์ เพื่อทำการขยายสัญญาณ



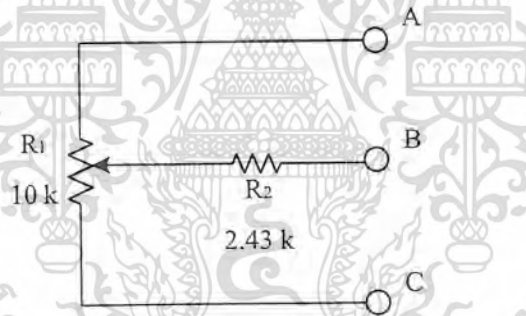
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ โดยผู้จัดทำสงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อป้องกันการนำข้อมูลไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อจ่ายไฟบวก 5 โวลต์ ให้แก่แอลอีดีอินฟาเรด จะมีกระแสไหลผ่านตัวแอลอีดีอินฟาเรด ทำให้แอลอีดีอินฟาเรดเปล่งแสงออกมา ส่วนทางด้านรับแสงคือโฟโตทรานซิสเตอร์ เมื่อรับแสงมาได้แล้วจะทำการส่งเข้าอินพุตขา 3 ของออปแอมป์ LF 357 ทำการขยายสัญญาณที่ได้รับมา แล้วส่งต่อสัญญาณไปไบอัสขาเบสของทรานซิสเตอร์ BC 549 มีสัญญาณเอาท์พุตเป็น “1” ออกมา

แต่ถ้าหากว่าตัวโฟโตทรานซิสเตอร์ไม่ได้รับแสงจากตัว แอลอีดีอินฟาเรด จะไม่มีสัญญาณส่งเข้าออปแอมป์ จึงไม่มีสัญญาณเอาท์พุตออกมาไบอัสที่ขาเบสของทรานซิสเตอร์ เอาต์พุตที่ได้ ออกมาจึงมีสถานะเป็น “0”

3.2.2 วงจรวัดทิศทางลม

วงจรมีจะใช้ตัวต้านทานปรับค่าได้แบบโพเทนชิโอมิเตอร์ค่า 10 k เป็นหัวใจหลักของวงจร โดยตัวโพเทนทิโอมิเตอร์นี้ จะสามารถหมุนได้รอบทิศทาง หรือ 360 องศา และที่ขา 2 ของโพเทนทิโอมิเตอร์จะต่อตัวต้านทาน R2 ไว้เพื่อจำกัดกระแส แล้วต่อออกคอนเน็คเตอร์เพื่อใช้งานต่อไป



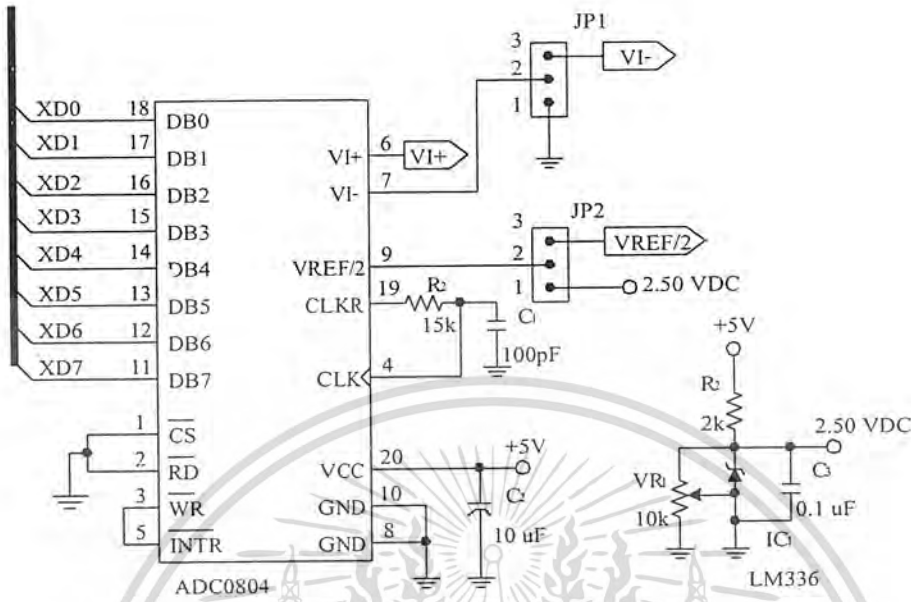
รูปที่ 3.2 วงจรวัดทิศทางลม

3.2.3 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล

การแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลนี้ จะใช้ชิพเบอร์ ADC0804 ซึ่งเป็นชิพแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัลขนาด 8 บิต โดยต่อสัญญาณอินพุตเข้าที่ขา 6 ของชิพ แรงดันอ้างอิงของชิพ ADC0804 ถูกกำหนดให้เลือกได้ระหว่างค่า 2.5 โวลต์ และค่าแรงดันอ้างอิง/2 จากภายนอก ส่วนแรงดัน VI- ก็เช่นกันสามารถเลือกได้ 2 ตัว คือ VI- จากภายนอก และกราวด์

เอาต์พุตของชิพ ADC0804 ออกมาที่ขา DB0-DB7

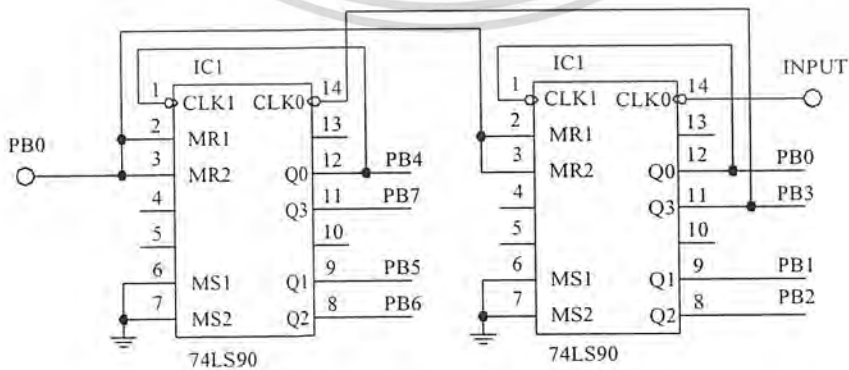
แรงดันอ้างอิง 2.5 โวลต์ ที่ใช้ในวงจรได้มาจาก IC เบอร์ LM336 ต่อกับ R4, C3 และเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
VRI
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.3 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล

3.2.4 วงจรนับ

วงจรมานี้ใช้ IC สำเร็จรูปเบอร์ 74LS90 เป็นไอซีสำเร็จรูปที่ใช้ในวงจรมานี้ ซึ่งเราจะใช้ทั้งหมด 2 ตัว เพื่อให้วงจรมานี้สามารถนับได้ถึง 100 โดยจะทำการป้อนอินพุตให้แก่วงจรที่ขา 14 ของไอซีตัวที่ 1 และนำเอาต์พุตของไอซีตัวที่ 1 จำนวน 1 อินพุต ซึ่งก็คือ Q3 ของไอซี 1 มาป้อนเป็นอินพุตให้กับไอซีตัวที่ 2 โดยไอซีตัวที่ 1 จะแสดงถึงการนับหลักหน่วย และ ไอซีตัวที่ 2 แสดงถึงการนับหลักสิบ ไอซีทั้งสองตัวจะมีเอาต์พุตออกที่ Q0, Q1, Q2 และ Q3



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษานั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 รูปที่ 3.4 วงจรนับ
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.2.5 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

การมอดูเลตแบบเอฟเอสเคสำหรับเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลมนี้ เลือกใช้ค่าอัตราการส่งสัญญาณ, ความถี่มาร์ค และความถี่สเปซตามมาตรฐาน V 21 ของ CCITT คือ

$$\text{อัตราการส่งสัญญาณ} = 1,200 \text{ บิตต่อวินาที}$$

$$\text{ความถี่มาร์ค (Fm)} = 1,200 \text{ เฮิรตซ์}$$

$$\text{ความถี่สเปซ (Fs)} = 2,200 \text{ เฮิรตซ์}$$

รูปที่ 3.5 แสดงวงจรที่ใช้สำหรับการมอดูเลตแบบเอฟเอสเค ซึ่งมีอุปกรณ์ที่ไม่ได้กำหนดค่าไว้ คือ ตัวความต้านทาน R_3 , R_4 และตัวเก็บประจุ C ซึ่งคำนวณหาค่า R_3 , R_4 และ C ได้จาก

$$F_m = \frac{1}{R_3 C}$$

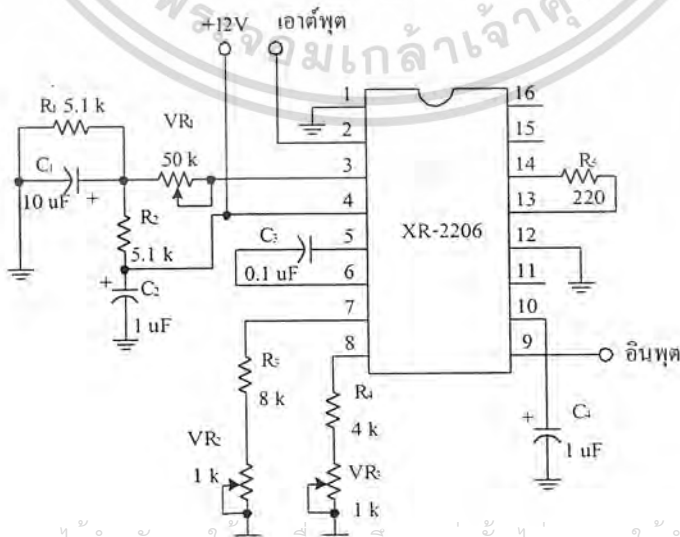
$$F_s = \frac{1}{R_4 C}$$

ดังนั้น จากค่า F_m และ F_s ที่เลือกไว้สามารถคำนวณหาค่า R_3 และ R_4 ได้โดยเลือกใช้ค่า

$$C = 0.1 \text{ ไมโครฟารัด}$$

$$R_3 = \frac{1}{F_m C} = \frac{1}{(1200 \times 0.1)} = 8.333 \text{ กิโลโห์ม}$$

$$R_4 = \frac{1}{F_s C} = \frac{1}{(2200 \times 0.1)} = 4.545 \text{ กิโลโห์ม}$$



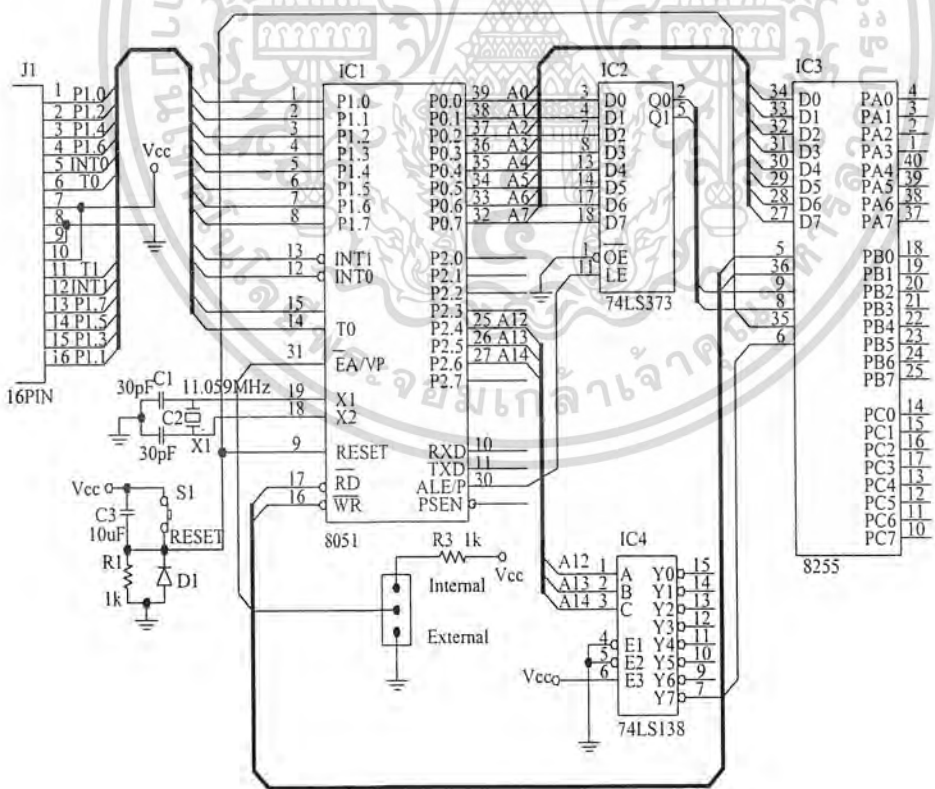
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้นำไปเผยแพร่ต่อสาธารณชนโดยไม่ได้รับอนุญาตของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การสร้างวงจรมอดูเลตแบบเฟสจากค่า R_3 และ R_4 ที่คำนวณได้ จะเลือกใช้ตัวความต้านทานแบบค่าคงที่ต่ออนุกรมกับตัวต้านทานปรับค่าได้โดยการเลือกใช้ชนิดที่ปรับค่าแบบละเอียด เพื่อให้มีค่าความต้านทานใกล้เคียงกับค่าที่คำนวณมากที่สุด ส่วนตัวเก็บประจุที่ใช้ในวงจรชนิดไม่มีขั้ว ควรเลือกใช้ตัวเก็บประจุชนิดไมลาร์

ในการสร้างวงจรจะต้องทำการปรับแต่งวงจรให้ได้ความถี่มาร์ค และความถี่สเปซตรงกับค่าที่กำหนดไว้ในการออกแบบ

3.2.6 วงจรมัลติเพล็กซ์

วงจรมัลติเพล็กซ์สัญญาณนี้ จะทำการมัลติเพล็กซ์สัญญาณที่ได้จากตัววัดความเร็วลม และตัววัดทิศทางลมเข้าด้วยกัน เพื่อส่งออกจากเครื่องส่ง โดยใช้ IC ตระกูล MCS-51 ในการมัลติเพล็กซ์สัญญาณข้อมูลจากตัววัดความเร็วลม และตัววัดทิศทางลมเข้ามาที่ขา P10-P17 ของชิพเบอร์ 8951 สัญญาณออกที่ขา P00-P07 เข้าขา D0-D7 ของชิพเบอร์ 74LS373 เพื่อ Latch ข้อมูลไว้ ส่วนสัญญาณ



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการ **รูปที่ 3.6** วงจรมัลติเพล็กซ์ ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ที่ขา P20-P27 เข้าที่ขา A, B และ C ของชิพเบอร์ 74LS138 ซึ่งเป็นไอซีถอดรหัส ทำการถอดรหัสให้ได้ตำแหน่งแอดเดรสที่ต้องการ

สัญญาณที่ออกจากขา Q0-Q7 ของชิพเบอร์ 74LS373 จะต่อเข้ากับขา D0-D7 ของชิพเบอร์ 8255 ซึ่งทำหน้าที่เป็นตัวขยายพอร์ต โดยที่ขา RD และ WR ของชิพเบอร์ 8255 จะต่อกับขา RD และ WR ของชิพเบอร์ 8951 ด้วย

สัญญาณที่ออกจากชิพเบอร์ 8255 จะมีทั้งหมด 3 พอร์ต คือ PA0-PA7 สำหรับการวัดความเร็วลม พอร์ต PB0-PB7 สำหรับการวัดทิศทางลม และพอร์ต PC0-PC7 เป็นพอร์ตสำหรับการควบคุม

3.2.7 วงจรเครื่องส่งวิทยุ

วงจรเครื่องรับ และเครื่องส่งวิทยุที่เลือกใช้นี้ เลือกใช้เป็นเครื่องรับเครื่องส่งแบบวิทยุรับส่งที่เรียกว่า CB ยี่ห้อ COBRA รุ่น TK-14 ความถี่ใช้งาน 462 MHz โดยหัวใจหลักของวงจรมีที่ชิพเบอร์ 108 ซึ่งเป็นชิพไอซีขนาด 80 ขา และอุปกรณ์ประกอบอื่นๆ จะใช้อุปกรณ์ที่ใช้ในวงจรความถี่สูงทั้งหมด

3.3 ภาครับสัญญาณวิทยุ

ภาครับสัญญาณวิทยุจะรับสัญญาณที่ส่งมาจากเครื่องส่งเพื่อทำการคิมอดูเลตให้ได้สัญญาณดิจิทัลออกมา ส่งเข้าวงจรอินเตอร์เฟสสัญญาณกับเครื่องคอมพิวเตอร์ต่อไป โดยจะมีส่วนประกอบต่างๆ ดังนี้

3.3.1 วงจรเครื่องรับวิทยุ

วงจรเครื่องรับวิทยุจะใช้วงจรเดียวกันกับวงจรเครื่องส่งวิทยุ เพียงแต่ทำการกำหนดค่าให้ต่างกัน โดยให้ตัวใดตัวหนึ่งเป็นเครื่องส่ง และให้อีกเครื่องหนึ่งเป็นเครื่องรับ

3.3.2 วงจรคิมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

การคิมอดูเลตสัญญาณเอฟเอสเคจะใช้ IC เบอร์ XR-2211 ซึ่งเป็น IC สำหรับการการคิมอดูเลตสัญญาณเอฟเอสเคโดยเฉพาะ

วงจรสำหรับคิมอดูเลตแบบเอฟเอสเคแสดงได้ดังรูปที่ 3.7 ซึ่งมีค่าอุปกรณ์ที่จะต้องใช้ในการออกแบบวงจรคือ R_0 , R_1 , R_F , C_0 , C_1 และ C_F โดยที่

R_0 และ C_0 กำหนดความถี่กลางของวงจรรอสซิลเลเตอร์ควบคุมด้วยแรงดัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับครูใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

R_1 กำหนดแบนด์วิดท์ของระบบ

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

C_1 กำหนดค่าคงตัวของลูปฟิลเตอร์ และลูปแอมป์แฟคเตอร์ (Loop damping factor)

R_F และ C_F เป็นวงจรกรองสัญญาณเอพอสเกอต์ฟุต อุปกรณ์ที่ไม่ทราบค่าสามารถคำนวณได้จากสูตรดังต่อไปนี้

$$C_3 = \frac{1}{R_3 F_0} \tag{3.1}$$

โดยที่ F_0 คือ ความถี่กลางของวงจรออสซิลเลเตอร์ควบคุมด้วยแรงดันซึ่งหาได้จาก

$$F_0 = \frac{(F_m + F_s)}{2}$$

$$R_4 = R_3 \left[\frac{F_0}{(F_m - F_s)} \right] \tag{3.2}$$

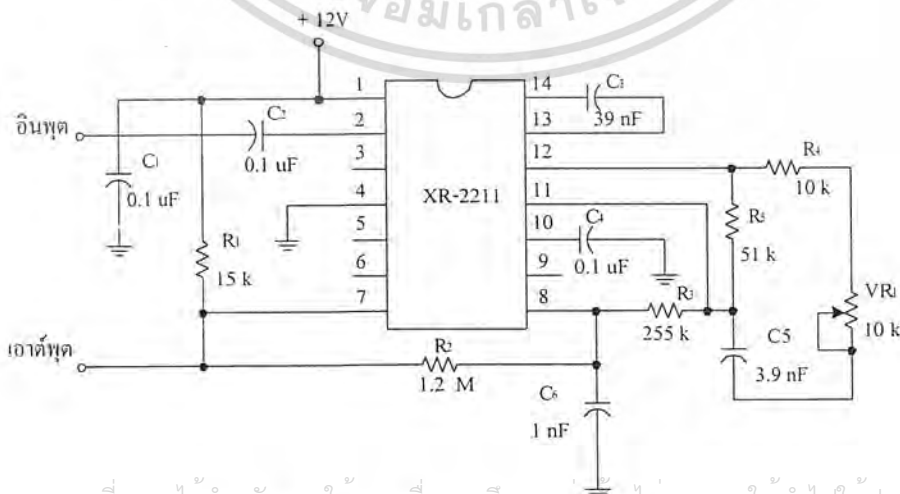
$$C_5 = \frac{C_3}{4} \tag{3.3}$$

สมการที่ 3.3 กรณีที่ลูปแอมป์มีค่าเท่ากับ 0.5

$$C_6 \approx \frac{3}{(\text{Baud rate})} \text{ ไมโครฟารัด} \tag{3.4}$$

สมการที่ 3.4 สำหรับค่า $R_5 = 100$ กิโลโอห์ม และ $R_2 = 510$ กิโลโอห์ม

ข้อมูลของ XR-2211 ได้กำหนดค่าอุปกรณ์เหล่านี้ สำหรับอัตราการส่งสัญญาณ 1,200 บิตต่อวินาที, $F_m = 1,200$ เฮิร์ตซ์ และ $F_s = 2,200$ เฮิร์ตซ์ ไว้แล้ว ซึ่งได้ค่าต่างๆ ดังนี้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามเผยแพร่ไปยังสื่อโซเชียลมีเดียของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รูปที่ 3.7 วงจรออสซิลเลเตอร์แบบเอพอสเกอต์

$R_3 = 255$ กิโลโอห์ม

$R_4 = 10$ กิโลโอห์ม

$C_3 = 39$ นาโนฟารัด

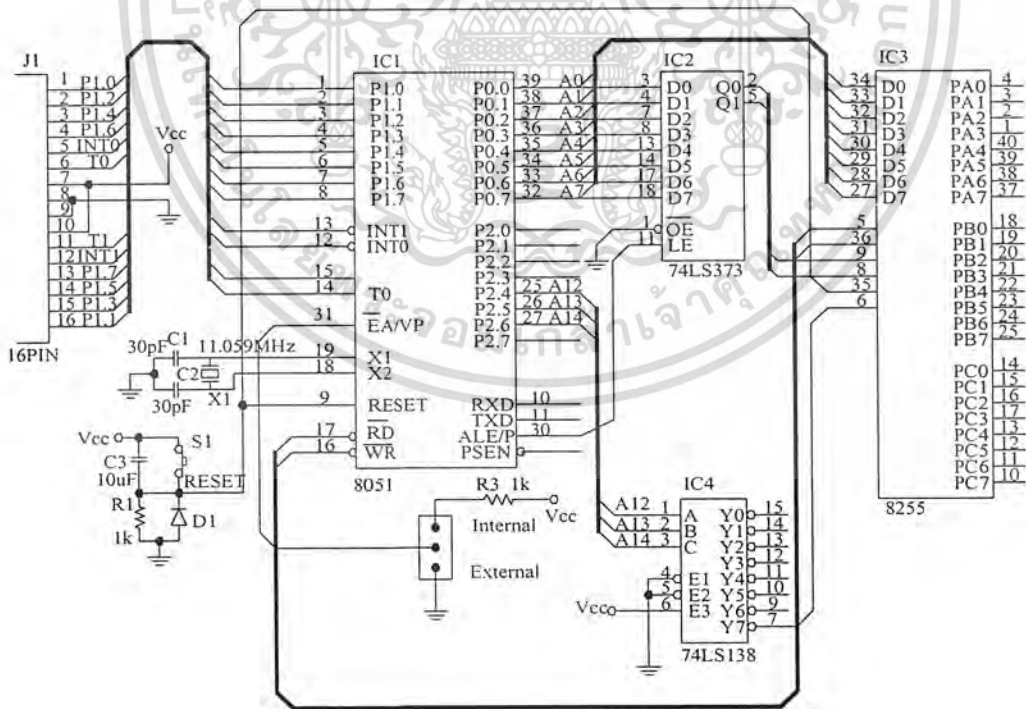
$C_5 = 39$ นาโนฟารัด

$C_6 = 1$ นาโนฟารัด

ส่วนค่า R_f ใช้ค่า 100 กิโลโอห์ม เพื่อให้สอดคล้องกับสมการที่ 3.4

จากการออกแบบจะได้วงจรสำหรับการคิมอดูเลตสัญญาณเอพเอสเค ดังรูปที่ 3.7 โดยค่า R_0 จะเลือกใช้ตัวต้านทานแบบคงที่อนุกรมกับตัวต้านทานปรับค่าได้เพื่อให้สามารถที่จะปรับค่าความถี่กลางของวงจรรออสซิลเลเตอร์ควบคุมด้วยแรงดันให้ตรงกับค่าที่ต้องการ สำหรับการปรับความถี่กลางของวงจรรออสซิลเลเตอร์ควบคุมด้วยแรงดัน ให้มีค่าตามความต้องการสามารถทำได้โดยการไม่ป้อนสัญญาณอินพุต และต่อขา 2 เข้ากับขา 10 วัดสัญญาณเอาต์พุตของความถี่กลางที่ขา 3 แล้วทำการปรับความถี่กลางที่เครื่องรับจนได้ความถี่ตามต้องการ

3.3.3 วงจรดีมัลติเพล็กซ์



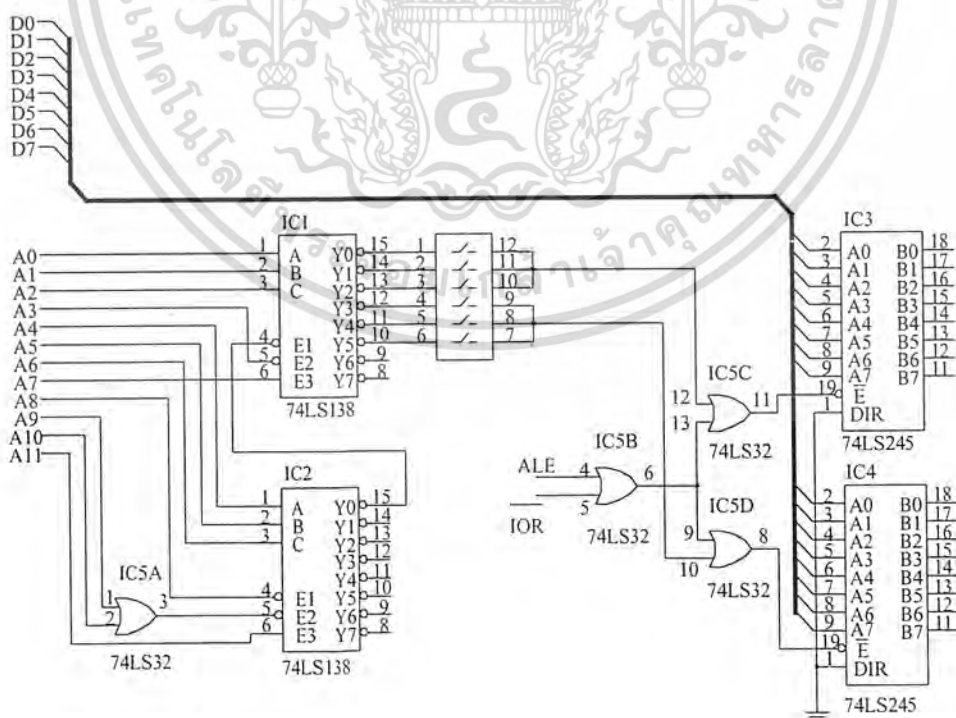
รูปที่ 3.8 วงจรดีมัลติเพล็กซ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรมัลติเพล็กซ์จะใช้วงจรวัดความเร็วมอเตอร์ร่วมกับวงจรมัลติเพล็กซ์ทุกอย่างคือใช้ไอซีเบอร์ 8951 ในการคีมัลติเพล็กซ์สัญญาณ วงจรจะรับสัญญาณอินพุตที่มาจากวงจรมัลติเพล็กซ์แบบเอพเอสเค มาทำการแยกสัญญาณของการวัดความเร็วลม และสัญญาณจากการวัดทิศทางลมออกจากกัน จากนั้นจึงนำสัญญาณเข้าไปอินเตอร์เฟสกับคอมพิวเตอร์ วงจรมัลติเพล็กซ์แสดงได้ดังรูปที่ 3.8

3.3.4 วงจรอินเทอร์เฟส

ตำแหน่งพอร์ตที่ใช้งานเลือกใช้ที่ตำแหน่ง 0880H-0885H โดยที่ตำแหน่ง 0880H-0882H เป็นพอร์ต 1 รับข้อมูลของตัววัดทิศทางลม และตำแหน่ง 0883H-0885H เป็นพอร์ต 2 รับข้อมูลของตัววัดความเร็วลม โดยใช้ตัวถอดรหัส 74LS138 2 ตัว ถอดรหัสออกมาให้ได้ตำแหน่ง 0880H-0885H เมื่อถอดรหัสออกมาแล้วจะได้ตำแหน่งแอดเดรสออกมา 6 ตำแหน่งต่อเข้าสวิตช์เพื่อจัดตำแหน่งแอดเดรสให้เป็นกลุ่มคือ 0880H-0882H และตำแหน่ง 0883H-0885H เสร็จแล้วแต่ละกลุ่มต่อเข้า AND Gate U1C และ U1D เบอร์ 7432 1 อินพุต ส่วนอีก 1 อินพุต ได้จากเอาต์พุตของ AND Gate U1B ซึ่งมาจากขาควบคุมของพอร์ตคอมพิวเตอร์ เอาต์พุตของ U1C และ U1D ต่อเข้าขา E ของชิพเบอร์ 74LS245 จำนวน 2 ตัว โดยชิพ 74LS245 นี้จะรับข้อมูล 8 บิต ซึ่งเป็นข้อมูลของการวัดความเร็วลม 4 บิต และอีก 4 บิต รับข้อมูลของการวัดทิศทางลม โดยรับทาง B0-B7 และส่งข้อมูลออกทาง D0-D7 เพื่อเข้าพอร์ตของคอมพิวเตอร์



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดทอนหรือแก้ไขเนื้อหาใดๆ ของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รูปที่ 3.9 วงจรอินเทอร์เฟส

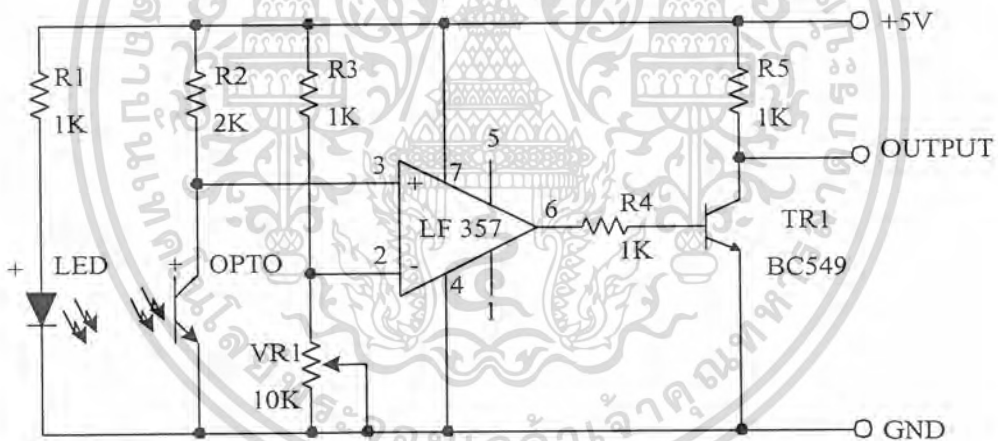
บทที่ 4

การทดลอง และผลการทดลอง

4.1 บทนำ

ในบทที่ 4 นี้จะกล่าวถึงการทดลอง และผลการทดลองของวงจรต่างๆ ที่ใช้ในการสร้างเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลม รวมทั้งการทดลองผลการทดลองของเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลม และผลการสอบเทียบเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลม

4.2 วงจรวัดความเร็วลม



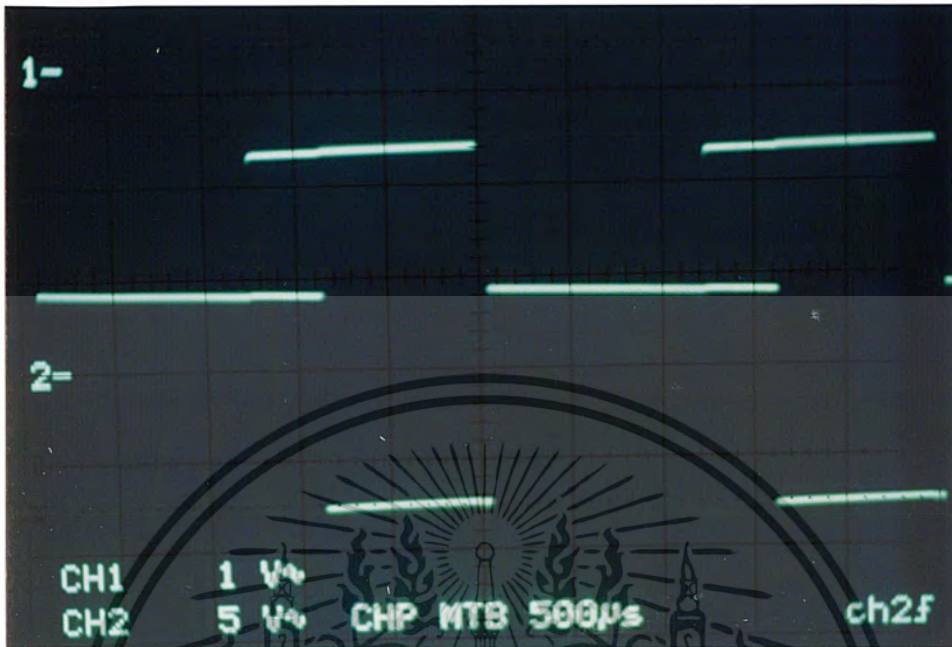
รูปที่ 4.1 วงจรวัดความเร็วลม

4.2.1 การทดลอง

- 1) ประกอบวงจรวัดความเร็วลม ตรวจสอบความเรียบร้อยทั้งหมด
- 2) ป้อนไฟฟ้ากระแสตรง 5 โวลต์ ที่ขาของ R_5 ค่า 1k
- 3) ใช้ออสซิลโลสโคปวัดสัญญาณอินพุตที่ขา 3 ของไอซี LF 357

4) ใช้แผ่นพลาสติกทึบแสงตัดผ่านระหว่างไดโอดเปล่งแสง และโฟโตทรานซิสเตอร์
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาดูเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
สังเกตที่หน้าจ้อออสซิลโลสโคปจะมีสัญญาณพัลส์สี่เหลี่ยมเกิดขึ้น ดังรูปที่ 4.2
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- 5) นำออสซิลโลสโคปวัดสัญญาณเอาต์พุตที่ขาคอลเลคเตอร์ของทรานซิสเตอร์ BC549



รูปที่ 4.2 รูปสัญญาณพัลส์ที่เกิดจากการตรวจจับแสงของโฟโตทรานซิสเตอร์

6. ทำการปรับแต่งสัญญาณเอาต์พุต โดยปรับที่ตัวต้านทานปรับค่าได้ VR, เปรียบเทียบกับสัญญาณอินพุตโดยให้สัญญาณมีลักษณะใกล้เคียงกันมากที่สุด ดังแสดงดังรูปที่ 4.3

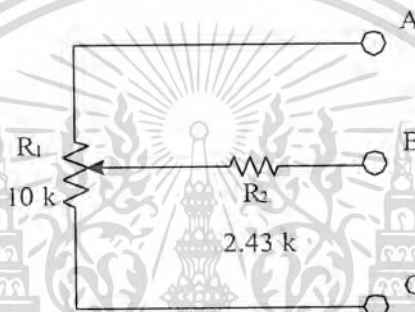


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้สำหรับใช้เฉพาะในโครงการวิจัยที่ได้รับทุนอุดหนุนจากสำนักงานคณะกรรมการส่งเสริมวิทยาศาสตร์ วิจัยและนวัตกรรม (สกสว.) และสำนักงานคณะกรรมการการอุดมศึกษา (สกอ.) หากมีการนำเอกสารนี้ไปใช้โดยไม่ได้รับอนุญาตจาก สกสว. หรือ สกอ. จะถือว่าผิดกฎหมายและต้องรับผิดชอบต่อเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2.2 ผลการทดลอง

เมื่อป้อนไฟกระแสตรง 5 โวลต์ และมีแผ่นพลาสติกทึบแสงมาตัดผ่านระหว่างตัวไดโอดเปล่งแสง และโฟโตทรานซิสเตอร์ ที่เอาต์พุตของวงจรจะมีสัญญาณรูปคลื่นสี่เหลี่ยมเกิดขึ้น โดยจำนวนรูปคลื่นของสัญญาณขึ้นอยู่กับช่วงเวลาการตัดแสงแต่ละครั้ง รูปคลื่นเอาต์พุตที่ได้นี้จะนำส่งต่อเข้าวงจรมัลติเพล็กซ์สัญญาณต่อไป

4.3 วงจรวัดทิศทางลม



รูปที่ 4.4 วงจรวัดทิศทางลม

4.3.1 การทดลอง

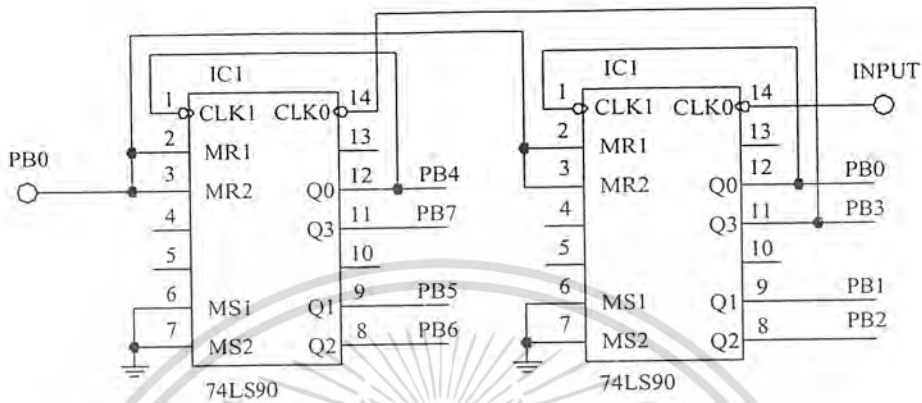
วงจรมีหน้าที่อาศัยการเปลี่ยนแปลงแรงดันที่วัดได้จากการหมุนโพเทนทิโอมิเตอร์ ชั้นแรกต้องทำการปรับตั้งโพเทนทิโอมิเตอร์ให้เริ่มค่าที่ 00 โวลต์ โดยใช้มัลติมิเตอร์ในการวัด และต้องทำการกำหนดทิศทางเริ่มแรกของโพเทนทิโอมิเตอร์ให้มีทิศทางอ้างอิงไปทางทิศทางเหนือก่อนต่อมาทำการจ่ายไฟกระแสตรง 12 โวลต์ ให้แก่โพเทนทิโอมิเตอร์ เสร็จแล้วทำการปรับโพเทนทิโอมิเตอร์แล้วใช้มัลติมิเตอร์วัดค่าแรงดันที่ได้จากการที่ปรับโพเทนทิโอมิเตอร์ สังเกตได้ว่าเมื่อทำการปรับโพเทนทิโอมิเตอร์ไปจนถึงค่าๆ หนึ่งแล้ว เข็มของมัลติมิเตอร์จะตีกลับมาที่ค่าเริ่มต้น

4.3.2 ผลการทดลอง

จากการทดลองปรับตัวโพเทนทิโอมิเตอร์และวัดค่าแรงดันออกมาเราจะได้ค่าแรงดันต่างๆ แล้วแต่การปรับเพื่อนำค่าแรงดันที่ได้นี้ส่งต่อเข้าสู่วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลต่อไป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.4 วงจรนับ



รูปที่ 4.5 วงจรนับ

4.4.1 การทดลอง

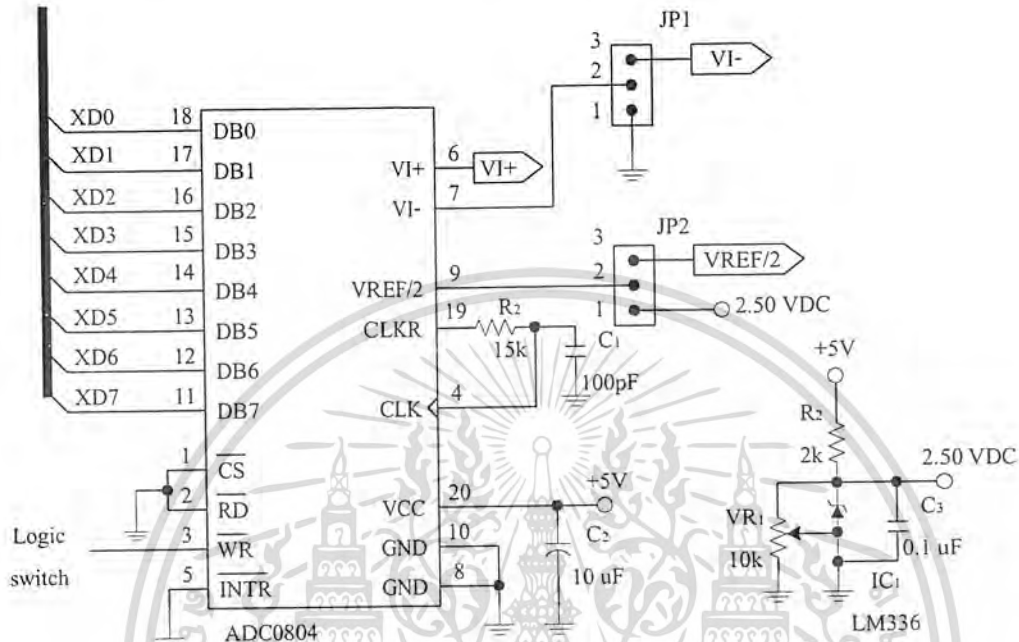
- 1) ต่อสัญญาณที่ได้จากเอาต์พุตของวงจรตรวจจับแสงเข้ากับอินพุตของวงจรรีเซ็ตและสังเกตการทำงานของวงจร โดยต่อ LED เข้าที่ขา Q₀, Q₁, Q₂ และ Q₃ ของไอซี 74LS90 ทั้งสองตัว
- 2) ทำการต่อขา RS0 และ RS1 ลงกราวด์ เพื่อสั่งให้วงจรเริ่มทำการนับ
- 3) สังเกตผลของ LED จะเริ่มนับจาก 00000000H ไปจนถึง 10011001H จากนั้นจะทำการรีเซ็ตตัวเองกลับมานับที่ 00000000H ใหม่
- 4) ถ้าทำการป้อนไฟกระแสตรง 5 โวลต์ให้กับขา RS0 และ RS1 วงจรนับจะทำการรีเซ็ตกลับมาเริ่มนับที่ 00000000H ใหม่

4.4.2 ผลการทดลอง

เมื่อทำการต่อขา RS0 และ RS1 ของไอซี 74LS90 ลงกราวด์ วงจรนับจะทำการเริ่มนับที่ 00000000H หรือรูปคลื่นที่ 0 ไปจนถึง 10011001H หรือรูปคลื่นที่ 99 แล้วจะทำการรีเซ็ตตัวเองกลับมาเริ่มนับที่ 00000000H ใหม่ และถ้าต้องการจะทำการรีเซ็ตวงจรก็สามารถทำได้โดยทำการจ่ายไฟกระแสตรง 5 โวลต์ให้แก่ขา RS0 และ RS1 ของไอซี 74LS90

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.5 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล



รูปที่ 4.6 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล

4.5.1 การทดลอง

- 1) ต่อยังวงจรตามรูปที่ 4.6 โดยที่ขา 6 ให้ต่อกับเอาต์พุตของวงจรตรรกะที่ศึกษาทางลม สำหรับขา 3 ของ IC เบอร์ ADC0804 ให้ต่อกับลอจิกสวิทช์ และเอาต์พุต D₀-D₇ ต่อเข้ากับแอลอีดีแสดงผล
- 2) ทำการปรับโพเทนทิโอมิเตอร์ของวงจรตรรกะที่ศึกษาทางลม จากนั้นทำให้ที่ขา 3 เป็น “0” ชั่วขณะ แล้วกลับมาเป็น “1” สังเกตผลที่ได้
- 3) ปรับโพเทนทิโอมิเตอร์ไปที่ค่าต่าง ๆ แล้วสังเกตผลที่เกิดขึ้น
- 4) ปลดขา $\overline{\text{INTR}}$ หรือขา 5 ออกจากกราวด์ และปลดขา $\overline{\text{WR}}$ หรือขา 3 ออกจากสวิทช์ โดยนำขาทั้งสองมาต่อเข้าด้วยกัน
- 5) ทำการปรับตัวโพเทนทิโอมิเตอร์ไปที่ค่าต่าง ๆ สังเกตผลทางเอาต์พุต
- 6) เปรียบเทียบผลการทดลองที่ได้ของการต่อขา $\overline{\text{WR}}$ ต่อเข้ากับลอจิกสวิทช์ และการต่อขา $\overline{\text{WR}}$ เข้ากับขา $\overline{\text{INTR}}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

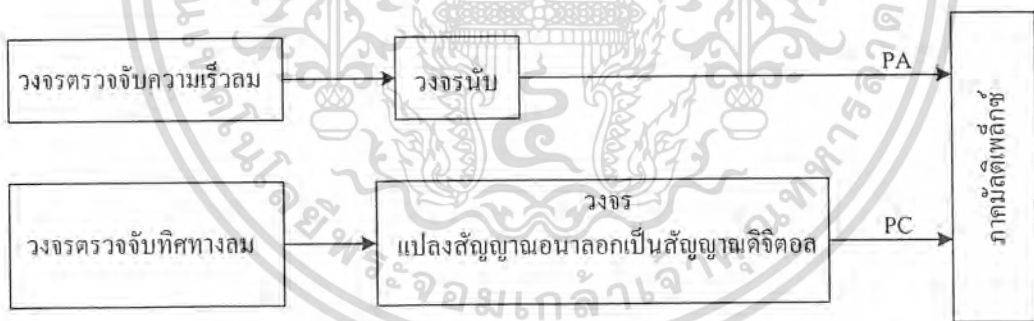
4.5.2 ผลการทดลอง

จากผลการทดลองที่ได้จากกรณีทั้งสองจะแตกต่างกันตรงที่ D_1-D_0 เพราะชุดทดลองไม่สามารถจับความไวในการทดลองได้ หรือค่า D_1 และ D_0 เป็นค่าน้อยมากๆ จึงมีการเปลี่ยนแปลงอยู่ตลอดเวลา และส่วนหลักที่สูงไปคือ D_2-D_7 จะเหมือนกันเพราะเป็นหลักที่สูง จึงทำให้ชุดทดลองสามารถแสดงผลได้ และโดยสรุปแล้วเอาต์พุตจะเหมือนกัน

4.6 วงจรมัลติเพล็กซ์ และดีมัลติเพล็กซ์

4.6.1 การทดลอง

- 1) ทำการต่อวงจรตรวจจับความเร็วลมเข้ากับวงจรนับแล้วนำสัญญาณเอาต์พุตของวงจรมันท์ 8 เส้น เข้ากับพอร์ต PA ของ IC เบอร์ 8255 ของภาคมัลติเพล็กซ์
- 2) ทำการต่อวงจรตรวจจับทิศทางลม เข้ากับวงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล แล้วนำเอาต์พุตของวงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลต่อเข้าพอร์ต PC ของ IC เบอร์ 8255 ของภาคมัลติเพล็กซ์



รูปที่ 4.7 การต่อใช้งานเพื่อทดลองวงจรมัลติเพล็กซ์ และดีมัลติเพล็กซ์

- 3) ต่อ LED เข้ากับพอร์ต PA และพอร์ต PC ของ IC เบอร์ 8255 ของภาคดีมัลติเพล็กซ์ เพื่อทำการตรวจสอบข้อมูลของความเร็วลม และทิศทางลม โดยพอร์ต PA แสดงข้อมูลของความเร็วลม และพอร์ต PC แสดงข้อมูลของทิศทางลม

- 4) ทำการเชื่อมต่อระหว่างบอร์ดมัลติเพล็กซ์กับบอร์ดดีมัลติเพล็กซ์ โดยต่อขา TX ของ IC เบอร์ AT89C51 ของบอร์ดมัลติเพล็กซ์เข้ากับขา RX ของ IC AT89C51 ของบอร์ดดีมัลติเพล็กซ์

เอกสารนี้เป็น 5) ทำการป้อนไฟกระแสตรง 5 โวลต์ ให้แก่วงจร กดสวิทช์รีเซ็ตของทั้งสองบอร์ด โดยขั้นตอนการดำเนินการ
ไม่ว่ากรณี 6) ทำการหามินตัวตรวจจับความเร็วลม และทิศทางลมเพื่อดูผลการเปลี่ยนแปลง ซึ่งได้มีการนำไปใช้

4.6.2 ผลการทดลอง

จากการทดลองผลที่ได้คือข้อมูลที่ได้จากวงจรนับจะต้องมีค่าเหมือนกับข้อมูลที่ได้จากพอร์ต PA ของ IC เบอร์ 8255 ของภาคคีมัลติเพล็กซ์ และข้อมูลที่ได้จากวงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลต้องเหมือนกับข้อมูลที่ได้จากพอร์ต PC ของ IC เบอร์ 8255 ของภาคคีมัลติเพล็กซ์

4.7 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

ในการทดลองขั้นแรกจะต้องทำการปรับความถี่ที่ใช้ในสถานะสัญญาณดิจิทัลเป็นศูนย์ และที่เป็นหนึ่งเสียก่อน ซึ่งเรียกว่าความถี่มาร์ค และความถี่สเปซตามลำดับดังนี้

การปรับความถี่มาร์ค ให้ทำการป้อนสัญญาณที่มีลอจิก “1” ตลอด หรือต่อแรงดันไฟกระแสตรงของแหล่งจ่ายเข้ากับขาอินพุตของวงจร จากนั้นทำการวัดสัญญาณที่เอาต์พุตของวงจร ซึ่งจะต้องเป็นสัญญาณคลื่นรูปไซน์ที่มีความถี่เท่ากับความถี่มาร์คที่คำนวณไว้ข้างต้น โดยสามารถปรับความถี่ได้ที่ VR_2

การปรับความถี่สเปซ ให้ทำการป้อนสัญญาณที่มีลอจิก “0” ตลอด หรือต่อกราวด์ของแหล่งจ่ายไฟเข้ากับอินพุตของวงจร จากนั้นทำการวัดสัญญาณที่เอาต์พุตของวงจร ซึ่งจะต้องเป็นสัญญาณคลื่นรูปไซน์ที่มีความถี่เท่ากับความถี่สเปซที่ได้คำนวณไว้ข้างต้น โดยสามารถปรับความถี่ได้ที่ VR_3

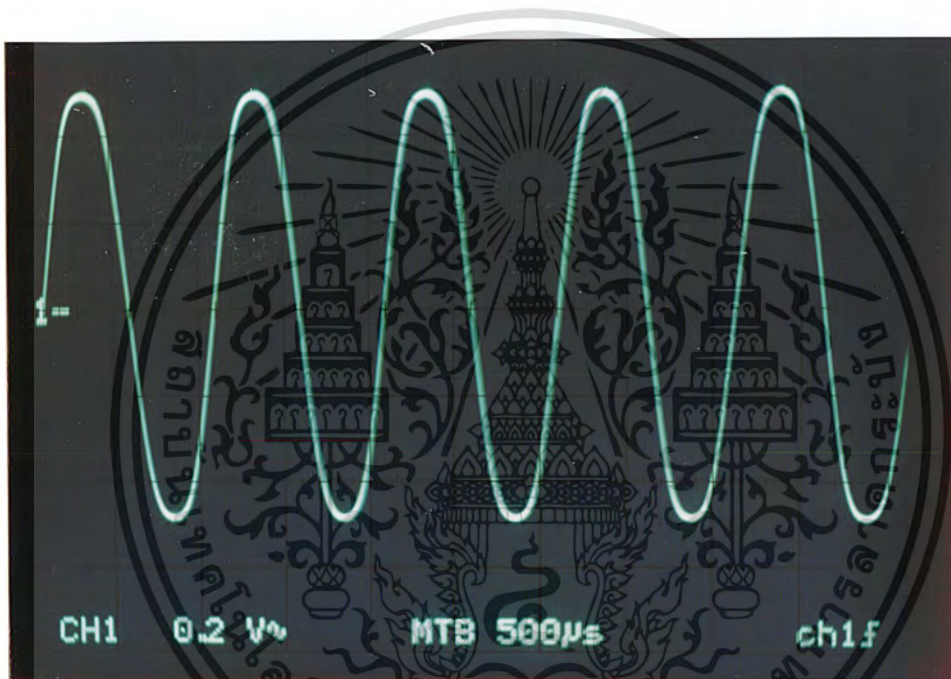
4.7.1 การทดลอง

ป้อนสัญญาณอินพุตจากเครื่องกำเนิดสัญญาณดิจิทัลซึ่งมีอัตราบิต 2 บิตต่อวินาที ให้กับวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค สัญญาณเอาต์พุตที่ได้จากการวัดโดยออสซิลโลสโคปที่มีความละเอียดสูง เมื่อนำไปเปรียบเทียบกับสัญญาณทางอินพุต จะเห็นว่าสัญญาณเอาต์พุตเป็นรูปคลื่นไซน์ที่มีความเปลี่ยนแปลงตามสถานะสัญญาณอินพุตที่ป้อนเข้ามา โดยในสถานะสัญญาณอินพุตเป็นศูนย์ สัญญาณคลื่นไซน์จะมีความถี่เท่ากับความถี่สเปซ คือ 2,200 เฮิร์ตซ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

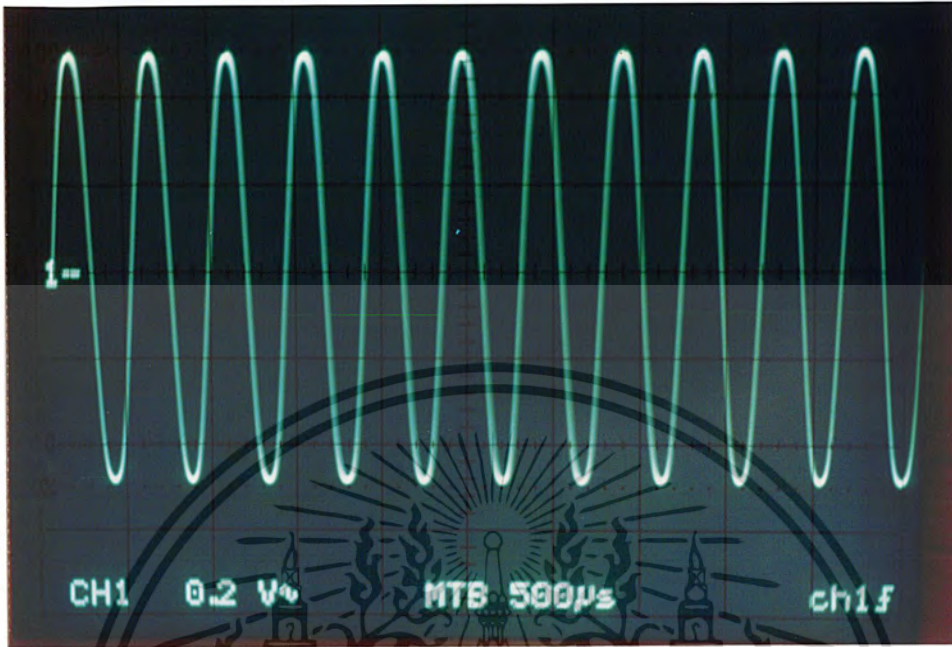
4.7.3 ผลการทดลอง

จากการทดลองวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค รูปสัญญาณที่เกิดขึ้นจะมีการเปลี่ยนความถี่ของสัญญาณคลื่นไซน์ที่ใช้เป็นพาหะเมื่อสัญญาณดิจิทัลทางอินพุตเปลี่ยนแปลงไป โดยลักษณะที่ได้จากการมอดูเลตแบบเอฟเอสเคสามารถแสดงให้เห็นในรูปที่ และรูปที่ 4.9

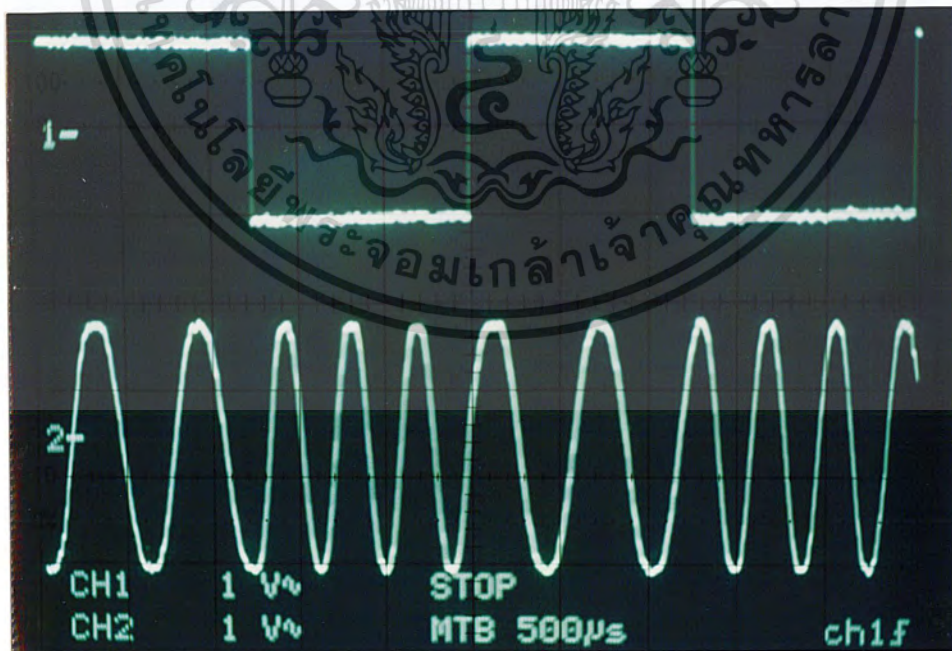


รูปที่ 4.8 รูปสัญญาณที่ได้จากวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค เมื่อป้อนลอจิก “1”
ความถี่มาร์คมี่ค่า 1200 Hz

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.9 รูปสัญญาณที่ได้จากวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค เมื่อป้อนลอจิก “0”
ความถี่สเปซมีค่า 2200 Hz



รูปที่ 4.10 แสดงรูปสัญญาณที่ได้จากการป้อนความถี่ด้วยฟังก์ชันเจนเนอเรเตอร์
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับนักศึกษาในภาควิชาวิศวกรรมไฟฟ้าเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้เผยแพร่
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้เผยแพร่เนื้อหาใดๆ ของเอกสารนี้อ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.8 วงจรดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

4.8.1 การทดลอง

- 1) ทำการต่อเอาต์พุตของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเคเข้ากับอินพุตของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค
- 2) ป้อนสัญญาณจากฟังก์ชันเจนเนอเรเตอร์ ขนาด 1,077 Hz 2V ที่อินพุตของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค
- 3) สังเกตการทดลอง

4.8.2 ผลการทดลอง

จากการทดลองจะเห็นว่าสัญญาณที่ออกจากเอาต์พุตของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค จะมีลักษณะเหมือนกันกับสัญญาณอินพุตที่ป้อนให้ หรือลักษณะของรูปสัญญาณอาจมีลักษณะเพี้ยนไปบ้าง ทั้งนี้ขึ้นอยู่กับคุณสมบัติของอุปกรณ์ที่ใช้ในวงจร

4.9 เครื่องวัดความเร็ว และทิศทางการเคลื่อนที่

4.9.1 การทดลอง

ได้นำตัววัดความเร็ว และทิศทางการเคลื่อนที่ไปทำการสอบเทียบกับเครื่องของกรมอุตุนิยมวิทยา โดยได้มีการปล่อยลมที่ค่าต่างๆ ให้แก่ตัววัดความเร็วลม ด้วยค่าลมต่างๆ จำนวน 15 ครั้ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.9.1 ผลการทดลอง

ตารางที่ 4.1 ผลของการสอบเทียบเครื่องวัดความเร็วลม

ลมที่จ่ายให้ตัววัดความเร็วลม (m/sec)	ค่าของจำนวนลมที่วัดได้จาก เครื่องที่จัดทำขึ้น (m/sec)	ค่าผิดพลาด
1.00	0.00	100 %
2.00	2.00	0 %
3.00	3.08	2.66 %
4.00	4.07	1.75 %
5.00	5.00	0 %
6.00	6.01	0.16 %
7.00	7.02	0.28 %
8.00	8.07	0.87 %
9.00	8.67	3.66 %
10.00	9.67	3.66 %
11.00	10.67	3.66 %
12.00	11.67	3.66 %
13.00	13.00	0 %
14.00	14.00	0 %
15.00	15.00	0 %

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 5

บทสรุป ปัญหา แนวทางแก้ไข และพัฒนา

5.1 บทสรุป

โครงการนี้เป็นโครงการที่สร้างขึ้นเพื่อศึกษาถึงโครงสร้างและการทำงานของเครื่องวัดความเร็วและทิศทางการเคลื่อนที่โดยเลือกใช้วัสดุที่หาได้ง่าย ประหยัดและสามารถสร้างขึ้นใช้งานได้จริงในระดับหนึ่ง ซึ่งจะเพิ่มความสะดวกในการใช้งานมากขึ้นกล่าวคือสามารถการเปลี่ยนแปลงความเร็วลมด้วยกราฟที่ได้จากการประมวลผลค่าความเร็วออกมาในหน่วยของ เมตรต่อวินาที ส่วนของทิศทางการเคลื่อนที่สามารถการเปลี่ยนแปลงของทิศทางลมด้วยรูปจำลอง โดยทิศทางลมจะแทนด้วยหัวลูกศรที่ชี้ทำมุมกับทิศต่างๆอีกทั้งจะแสดงเป็นค่าตัวเลขบอกกับผู้ใช้ทำให้ง่ายในการอ่านค่าความเร็วและทิศทางลมด้วย นอกจากนี้สามารถเก็บข้อมูลไว้ในฮาร์ดไดรฟ์ของคอมพิวเตอร์ได้สามารถเรียกดูในรูปของตัวเลข ณ เวลาปัจจุบัน จากนั้นจะนำค่า ในเวลาปัจจุบันนี้ไปทำการเฉลี่ยและเก็บค่าเป็นรายวัน และจะทำการเฉลี่ยค่าข้อมูลรายวันเพื่อเก็บเป็นข้อมูลรายเดือนและรายปี

ผลการทดลองของระบบการวัดค่าเป็นที่น่าสนใจเป็นอย่างยิ่งเนื่องจากค่าผิดพลาดจากการวัดจริงมีค่าใกล้เคียงกับกรมอุตุนิยมวิทยาที่ใช้ในระบบการวัดเดียวกัน โดยผิดพลาดประมาณ 4-5 % จากความเร็วลมจริงเนื่องจากการนำวัสดุที่ไม่ได้มาตรฐานมาประยุกต์ดัดนั้นจึงทำให้เกิดแรงสั่นสะเทือนและความไม่สมดุล จึงทำให้มีความผิดพลาดซึ่งเป็นค่าผิดพลาดที่น้อยมากเมื่อเทียบกับมาตรฐานแล้วเป็นที่ยอมรับได้

การสร้างเครื่องวัดความเร็วและทิศทางการเคลื่อนที่โดยส่งข้อมูลผ่านคลื่นวิทยุ เป็นการพัฒนาระบบเดิมที่มีอยู่ให้สามารถใช้งานได้สะดวกยิ่งขึ้น ซึ่งจะใช้ค่าใช้จ่ายในการผลิตขึ้นเพียงเล็กน้อย เนื่องจากทางคณะผู้จัดทำได้ทำการออกแบบ และวัสดุที่ประหยัดงบประมาณอย่างที่สุด ทำให้สามารถใช้งานได้อย่างมีประสิทธิภาพ

5.2 ปัญหา

- 1) วงจรมอดูเลตแบบ FSK และ DFSK ไม่เสถียรภาพ
- 2) เครื่องรับเครื่องส่งมีความผิดเพี้ยนของสัญญาณขณะรับส่งมาก
- 3) ความผิดของโพเทนทิโอมิเตอร์ที่เลือกใช้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- 4) ไม่สามารถวัดค่าความเร็วลมที่มีค่าเกินกว่า 15 เมตรต่อวินาทีได้
- 5) ส่วนประกอบของใบพัดและแกนของตัวตรวจจับยังขาดความสมดุล

5.3 แนวทางการแก้ไข

- 1) ใช้วงจรมอดูเลตที่สามารถรับค่าความถี่สูงๆ ได้
- 2) ทำการดัดแปลงแก้ไขดัดแปลงวงจรเครื่องรับ เครื่องส่งบางส่วน
- 3) หาวัสดุที่มีความฝืดน้อยหรือใช้ตัวตรวจวัดความเร็วแบบอื่นเช่นหลักการการเหนี่ยวนำทางไฟฟ้าหรือแบบตรวจวัดอุณหภูมิจึง หรือใช้การชดเชยจากการเขียนโปรแกรม
- 4) ออกแบบ โครงสร้างให้มีความแข็งแรงมากขึ้นและใช้วัสดุที่มีความทนทานสูง
- 5) ในขั้นตอนการประกอบควรใช้เครื่องมือที่มีความเที่ยงตรงและความละเอียดในการวัดขึ้นส่วนต่างๆ

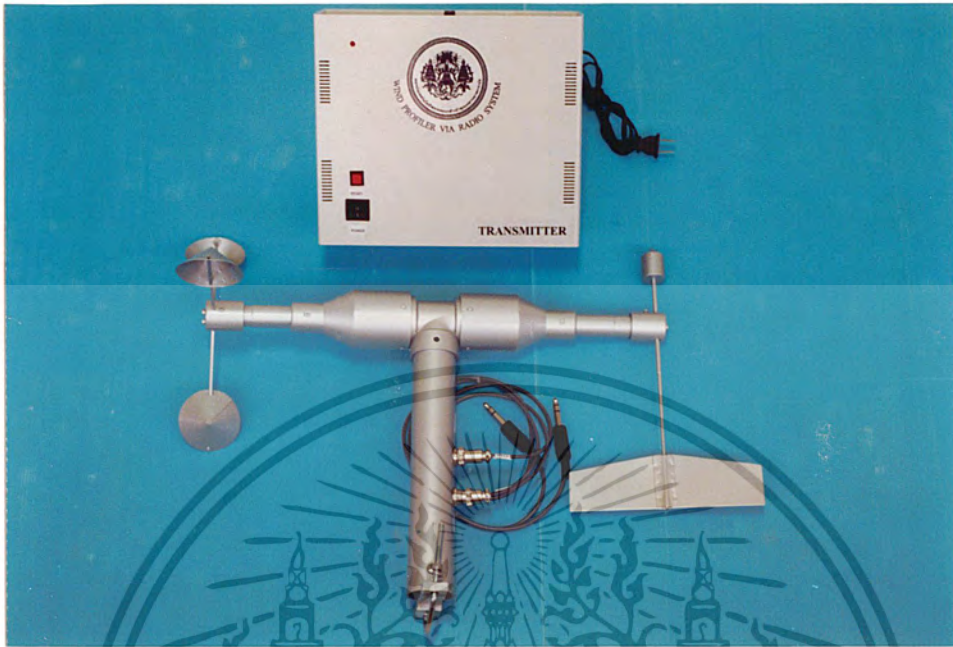
5.4 แนวทางการพัฒนา

- 1) สามารถเพิ่มจำนวนช่องในการตรวจวัดสัญญาณได้มากกว่าสองช่องสัญญาณเช่น นำไปวัดค่าความชื้น ความกดอากาศอุณหภูมิ
- 2) สามารถเพิ่มการตรวจจับสัญญาณในระบบ FM โดยมอดูเลตแบบ FSK ได้หลายช่องสัญญาณโดยเพิ่มเครื่องรับส่งที่มีความถี่ที่แตกต่างกันออกไป
- 3) สามารถขยายการแสดงผลบนหน้าจอคอมพิวเตอร์ โดยการเปลี่ยนแปลงโปรแกรมการแสดงผลบางส่วนเท่านั้น
- 4) สามารถเพิ่มกำลังส่งเพื่อขยายระยะทางในการวัดได้
- 5) ป้องกันเครื่องส่งด้านความร้อนที่เกิดจากแสงแดด และความชื้นที่เกิดจากบรรยากาศที่เกิดจากน้ำฝน
- 6) การสร้างเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลมจะต้องเป็นไปตามมาตรฐานของเครื่องวัดสากลเพื่อการวัดที่ออกมาเป็นไปอย่างถูกต้อง

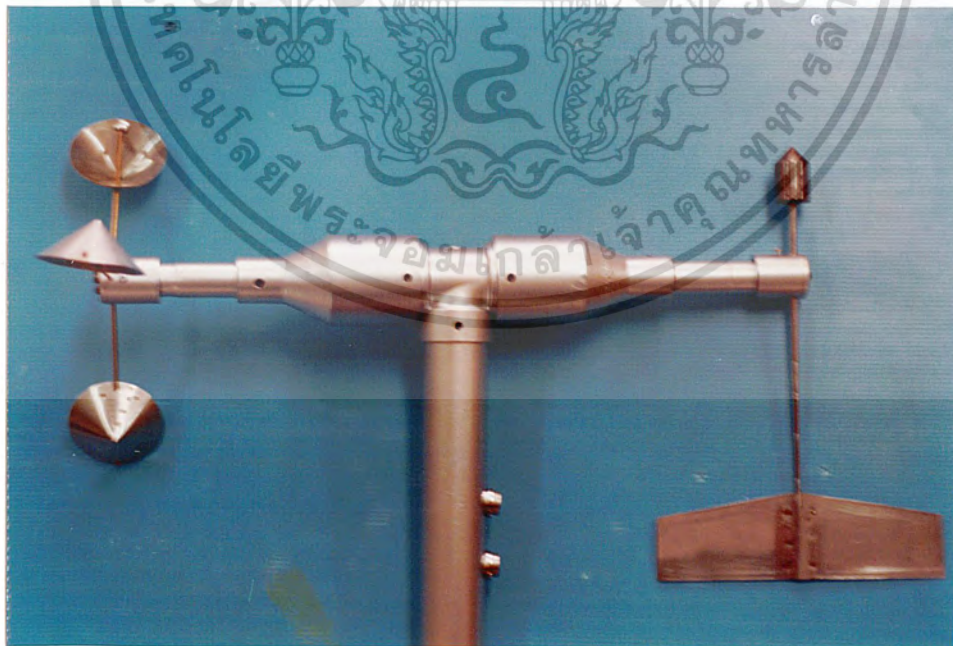
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ ก.1 เครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม และชุดเครื่องส่งวิทยุ

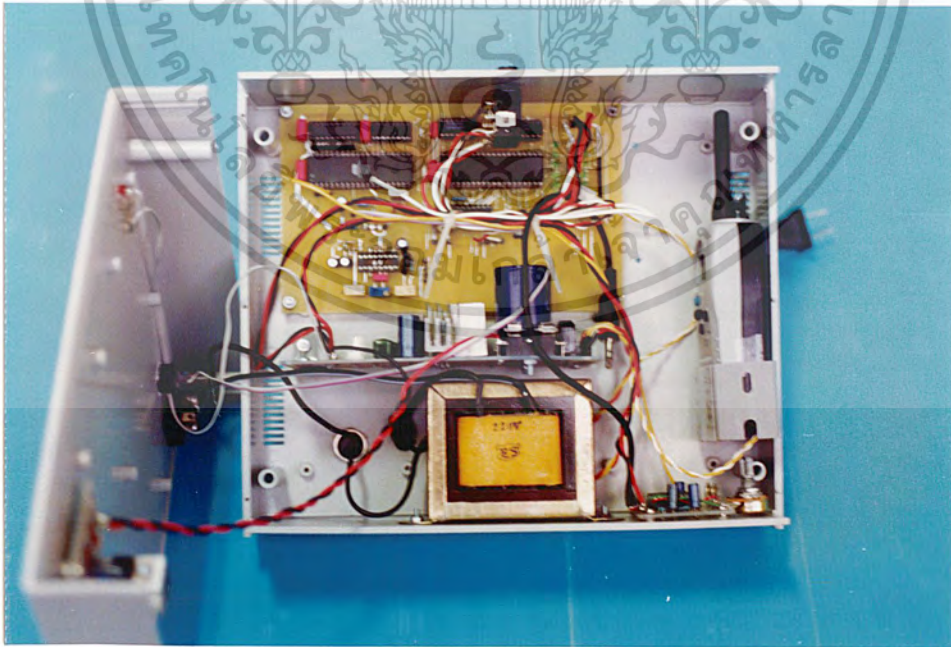


รูปที่ ก.2 ชุดวัดความเร็วลม และทิศทางลม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

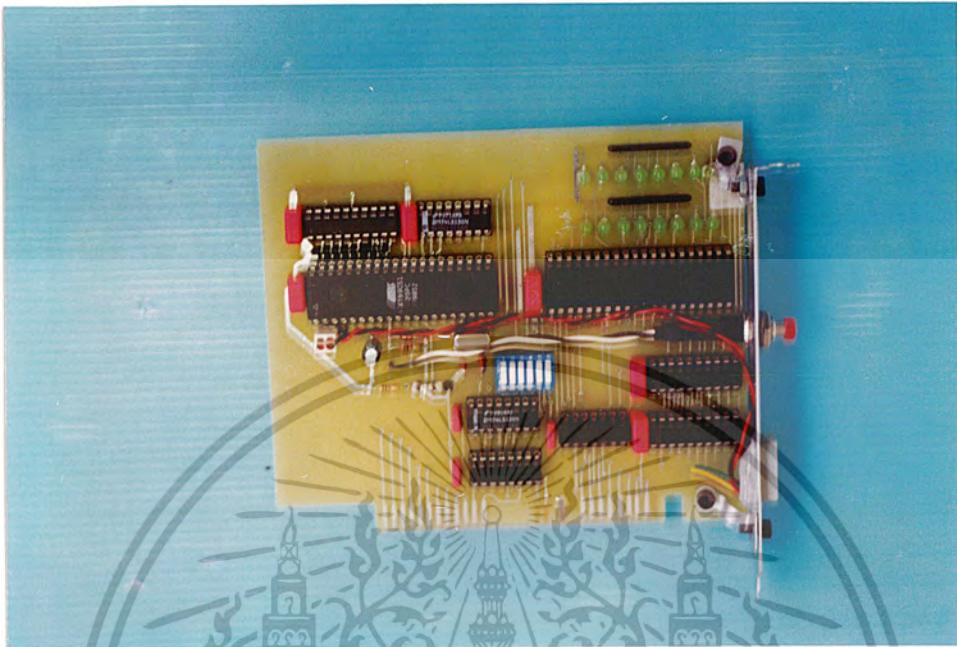


รูปที่ ก.3 เครื่องส่งวิทยุ



รูปที่ ก.4 วงจรภายในของเครื่องส่งวิทยุ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

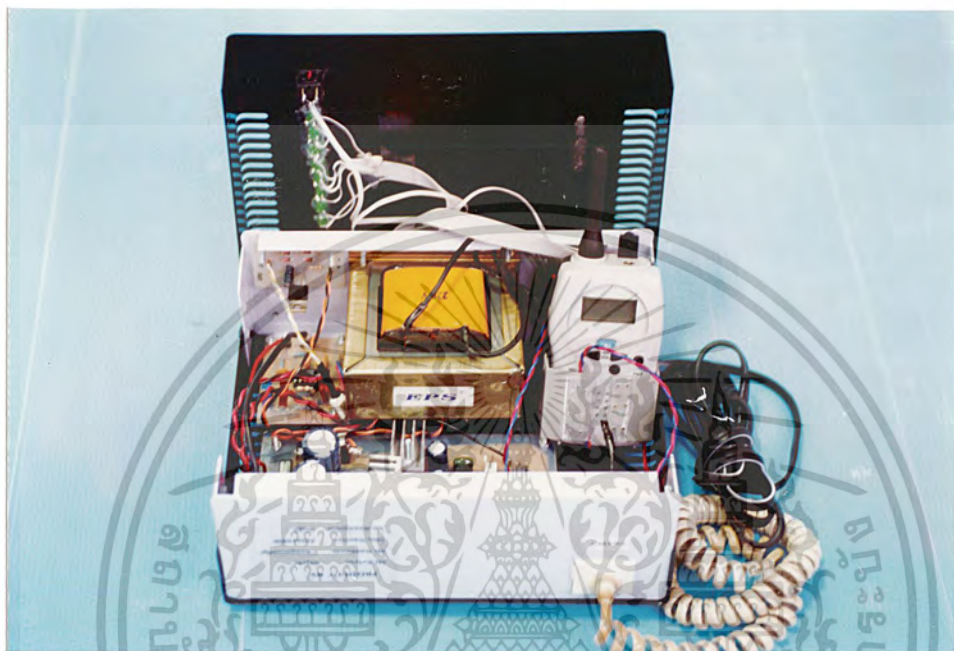


รูปที่ ก.5 วงจรภาคอินเตอร์เฟสสัญญาณ



รูปที่ ก.6 เครื่องรับสัญญาณวิทยุ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ ก.7 วงจรภายในของเครื่องรับสัญญาณวิทยุ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ผังการทำงาน และโปรแกรม

ส่วนของการเขียนโปรแกรมสามารถแบ่งออกได้เป็น 2 ส่วนคือ ส่วนของโปรแกรมมัลติ-เพล็กซ์สัญญาณ และส่วนของโปรแกรมแสดงผลหน้าจอกอมพิวเตอร์



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งรูปที่ ๗.๑ ผังงานของโปรแกรมมัลติเพล็กซ์สัญญาณเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูป ข.1 เป็นแผนภูมิการทำงานของโปรแกรมภาษาแอสเซมบลีทางภาคมัลติเพล็กซ์ โดยเริ่มต้นจะต้องทำการกำหนดค่าให้พอร์ตของไอซี 8255 โดยกำหนดให้พอร์ต PA และ PC เป็นพอร์ตรับข้อมูลทางอินพุต ส่วนพอร์ต PB เป็นพอร์ตที่ใช้ในการควบคุม เสร็จแล้วจึงทำการตั้งค่าให้ แก่โหมดคอนูกรม แล้วกำหนดหัวขบวนของสัญญาณทั้ง 2 สัญญาณ คือสัญญาณของการวัดความเร็ว ลม และสัญญาณที่ได้จากการวัดทิศทางลม เพื่อเข้าวงจรมับ แล้วจึงเริ่มรับค่าที่นับ เป็นอันว่าเสร็จสิ้นการทำงานของภาคมัลติเพล็กซ์

```

ORG      0000H
P_A      EQU      4000H
P_B      EQU      4001H
P_C      EQU      4002H
CNTR     EQU      4003H
SJMP     MAIN
ORG      0030H
MAIN:
;-----
; INITIAL 8255
;-----

MOV      DPTR,    #CNTR
MOV      A,       #99H
; P_A, P_C: INPUT ; P_B: OUTPUT
MOVX    @DPTR,   A
LCALL   INIT
START:  NOP
NOP
NOP
MOV     A,       #00H
LCALL  LOOP
MOV     A,       #0FFH
LCALL  LOOP

DATA1:  MOV      DPTR,    #P_A
MOVX    A,       @DPTR
LCALL  LOOP
MOV     DPTR,    #P_B
MOV     A,       #02H
MOVX    @DPTR,   A
RL      A
MOVX    @DPTR,   A

DATA2:  MOV      DPTR,    #P_C
MOVX    A,       @DPTR
LCALL  LOOP
SJMP   START

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง ไม่ควรนำเอกสารนี้ไปใช้ในการเรียนการสอนโดยไม่ได้รับอนุญาตจากมหาวิทยาลัยฯ หากมีข้อผิดพลาดประการใดขออภัยเป็นอย่างสูง

```

;---- PROCEDURE ----
INIT:
    MOV     SCON,    #01010010B
    MOV     TMOD,    #20H
    MOV     TH1,     #0E8H
    SETB   TR1
    RET

;---- SENDING_DELAY----
LOOP:
    LCALL  SEND
    MOV    R4,    #0B6H
    MOV    R7,    #02H
LOOP_IN:
    MOV    R6,    #0FFH
LOOP_IN2:
    MOV    R5,    #0E0H
    DJNZ  R5,    $
    DJNZ  R6,    LOOP_IN2
    DJNZ  R7,    LOOP_IN
    DJNZ  R4,    $
    RET

;---- SEND ----
SEND:
    JNB   TI,    SEND ;CHECK BUFFER
    CLR   TI
    MOV   SBUF,  A
    RET
END

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูป ข.2 แผนผังการทำงานจะเริ่มจากการที่ทำการกำหนดค่าพอร์ต ให้แก่ไอซี 8255 เช่นเดียวกับภาคมัลติเพล็กซ์ เสร็จแล้วทำการรับข้อมูลเข้ามาจากภาคมัลติเพล็กซ์ ทำการตรวจสอบข้อมูลว่าเป็นของสัญญาณใด แล้วทำการส่งต่อไปให้แก่พอร์ตของไอซี 8255

```

ORG    0000H
P_A    EQU    0A000H
P_B    EQU    0A001H
P_C    EQU    0A002H
CNTR   EQU    0A003H
AJMP   MAIN

ORG    0030H                ; INTERRUPT JUMP ZONE
MAIN:
;-----
; INITIAL 8255
;-----

MOV    A,    #82H            ; P_A, P_C:
OUTPUT : , P_B: INPUT
MOV    DPTR, #CNTR
MOVX   @DPTR, A
LCALL  INIT

;-----
; RECEIVE DATA AND DISPLAY
;-----
LOOP:
LCALL  RECIVE
CJNE  A,    #00H,    LOOP
LCALL  RECIVE
CJNE  A,    #0FFH,   LOOP
LCALL  RECIVE
LCALL  DATA1
LCALL  RECIVE
LCALL  DATA2
SJMP  LOOP

;-----
INIT:
MOV    SCON, #01010010B
MOV    TMOD, #20H
MOV    TH1,  #0E8H
SETB  TR1
RET

RECIVE:
JNB   RI,    $
CLR   RI
MOV   A,     SBUF

```

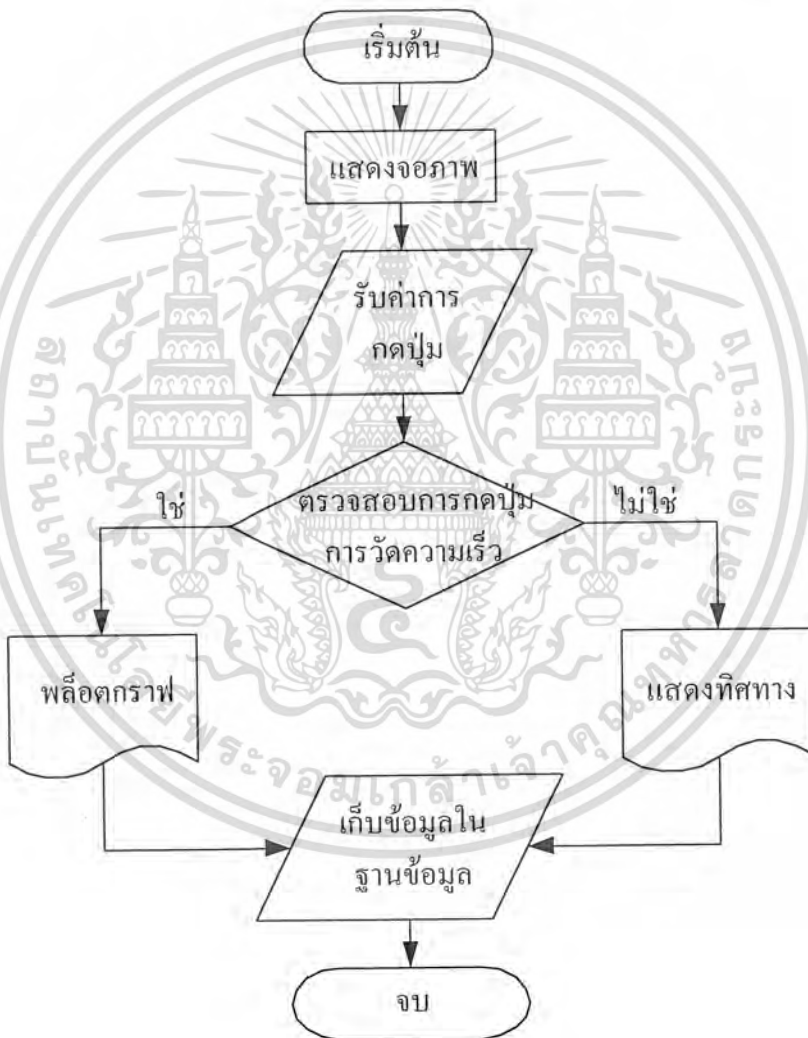
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่จัดทำขึ้นไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOVX  @DPTR,  A      ;SEND DATA TO P_A
RET

DATA2: MOV    DPTR,  #P_C
        MOVX  @DPTR,  A      ;SEND DATA TO P_C
RET
END

```



รูปที่ ข.3 ผังโปรแกรมของการแสดงหน้าจอคอมพิวเตอร์

จากรูป ข.3 ที่การทำงานของโปรแกรมจะเริ่มที่การแสดงผลหน้าจอที่ประกอบไปด้วยเมนู ให้
 เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับครูโรงเรียนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้า
 เลือกกด เมื่อทำการกดปุ่มใดปุ่มหนึ่ง โปรแกรมจะทำการตรวจสอบปุ่มนั้น ถ้าสมมุติว่าปุ่มที่กดคือ
 ไม่วารณใดๆ ทงสน อีกทงห้ามมให้ดัดแปลงเนื้อหาและตองอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมนูต้องการวัดความเร็วลม โปรแกรมจะเข้าไปที่รับค่าลมมาทำการพล็อตกราฟจากค่าลมที่รับได้ หรือถ้าเมนูที่กดคือเมนูวัดทิศทางลม โปรแกรมก็จะเข้าไปทำการแสดงทิศทางลม เสร็จแล้วจะทำการรับค่าที่วัดได้มาทำการเก็บไว้ในฐานข้อมูล

```

From Main
Private Sub cmdData_Click()
Load frmData
frmData.Show
End Sub

Private Sub cmdExit_Click()
End
End Sub

Private Sub cmdSpddirect_Click()
Load frmSpddirect
frmSpddirect.Show
End Sub

From Spddirect
'รับค่าport0880-0885
Option Explicit
Private Declare Function Inport Lib "Vbio32.dll" (ByVal portid%) As Integer
Private Declare Function InportW Lib "Vbio32.dll" (ByVal portid%) As Integer
Dim DataSpeed(1 To 110) As Integer

Private Sub Form_Load()
lblDate.Caption = "" & Format(Date, "Short Date")
Data1.DatabaseName = App.Path & "\datspeed.mdb"
Data2.DatabaseName = App.Path & "\datspeed.mdb"
Data3.DatabaseName = App.Path & "\datspeed.mdb"
DateCheck = Format(Date, "Short Date")
If OptMs.Value = True Then
Label26.Caption = "M/Sec"
End If
End Sub

Private Sub mnuData_Click()
Load frmData
frmData.Show
End Sub

Private Sub mnuMain_Click()
Load frmMain
frmMain.Show
End Sub

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารต้นฉบับที่จัดทำขึ้นเพื่อการศึกษาค้นคว้าเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ทำการแก้ไขหรือเปลี่ยนแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

Private Sub OptMs_Click()
End Sub

If OptMs.Value = True Then
    If b >= 100 Then
        b = 100
    Else
        b = b + 1
    End If

    'รับค่าจากพอร์ท #883
    Randomize
    sp = Val(Right(Hex(Inport(&H883)), 2))

    'ปรับเทียบค่าเครื่องวัดจริง
    If sp <= 4 Then
        sp = (sp / 2)
    ElseIf sp <= 8 Then
        sp = (sp / 2.6)
    ElseIf sp <= 11 Then
        sp = (sp / 2.7)
    ElseIf sp <= 14 Then
        sp = (sp / 2.8)
    ElseIf sp <= 17 Then
        sp = (sp / 2.83)
    ElseIf sp <= 24 Then
        sp = (sp / 2.85)
    Else
        sp = (sp / 3)
    End If

    'แปลงหน่วย
    If OptMs.Value = True Then Spd = sp
    If OptKm.Value = True Then Spd = sp * 3.6
    If OptKnots.Value = True Then Spd = sp * 1.943

    'นับเวลาในการหาค่าเฉลี่ย
    If opt2ms.Value = True Then
        Checkrefresh = 2
    Else
        Checkrefresh = 10
    End If
    If Countrefresh >= Checkrefresh Then
        Countrefresh = 0
        Mindata = sp
        Maxdata = sp
    End If
    Countrefresh = Countrefresh + 1

    'หาค่าสูงสุดต่ำสุด
    If Mindata > sp Then Mindata = sp 'ค่าความเร็วต่ำสุด

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่สามารถแก้ไขใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

    If Maxdata < sp Then Maxdata = sp 'ค่าความเร็วสูงสุด
Text2.Text = Format(Maxdata, "#0.00")
Text3.Text = Format(Mindata, "#0.00")
Label3.Caption = Format(Spd, "#0.00")

DoEvents
    Picture1.Cls
Shiftdata2 1, b, 100 - sp, DataSpeed
    If b > 1 Then
        For a = 2 To b
            Picture1.Line ((a - 2) * 1, DataSpeed(a - 1) * 1) - ((a -
1) * 1, DataSpeed(a) * 1)
        Next
    End If
    CounterTime = CounterTime + 1
    Label5.Caption = CounterTime

    If CounterTime > 8 Then ' บันทึกข้อมูลทุกๆ 10 วินาที (+2)
        CounterTime = 0
' แปลงค่าเลขทิศทางเป็นอักษร
    If (direct >= 0 And direct < 22.5) Or (direct >= 337.6 And
direct <= 359) Then
        Wdr = "N"
    ElseIf direct >= 22.6 And direct <= 67.5 Then
        Wdr = "NE"
    ElseIf direct >= 67.6 And direct <= 112.5 Then
        Wdr = "E"
    ElseIf direct >= 112.6 And direct <= 157.5 Then
        Wdr = "SE"
    ElseIf direct >= 157.6 And direct <= 202.5 Then
        Wdr = "S"
    ElseIf direct >= 202.6 And direct <= 247.5 Then
        Wdr = "SW"
    ElseIf direct >= 247.6 And direct <= 292.5 Then
        Wdr = "W"
    ElseIf direct >= 292.6 And direct <= 337.5 Then
        Wdr = "NW"
    End If
    Data1.Recordset.AddNew

    Data1.Recordset.Fields("Date") = Date 'วันที่
    Data1.Recordset.Fields("Time") = Time 'เวลา
    Data1.Recordset.Fields("Speed_M/S") = sp 'ค่าความเร็ว
    Data1.Recordset.Fields("Anounce") = KindWind(sp) 'พยากรณ์

    Data1.Recordset.Fields("Direct") = wdr 'ทิศทางลม
    Data1.Recordset.Update
End If

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์ของกรมอุตุนิยมวิทยาเท่านั้น เมื่อเผยแพร่ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

If DateCheck <> Format(Date, "Short Date") Then
Timer2.Enabled = False
On Error Resume Next
Data1.Recordset.MoveFirst
On Error GoTo 0
Avgspeed = 0
While Not Data1.Recordset.EOF
Data2.Recordset.AddNew
Data2.Recordset.Fields("Date") = Data1.Recordset.Fields
("Date") ' วันที่

Data2.Recordset.Fields("Time") = Data1.Recordset.Fields
("Time") ' เวลา

Data2.Recordset.Fields("Speed_M/S") = Data1.Recordset.Fields
("Speed_M/S") ' ค่าความเร็ว

Data2.Recordset.Fields("Anounce") = Data1.Recordset.Fields
("Anounce") ' พยากรณ์

Data2.Recordset.Fields("Direct") = Data1.Recordset.Fields
("Direct") ' ทิศทางลม

Avgspeed = Avgspeed + Data1.Recordset.Fields("Speed_M/S")
Data2.Recordset.Update
Data1.Recordset.MoveNext
Wend
If Data1.Recordset.RecordCount Then
Data3.Recordset.AddNew

Data3.Recordset.Fields("Date") = DateCheck ' วันที่
Data3.Recordset.Fields("Speed_M/S") = Avgspeed /
Data1.Recordset.RecordCount ' ค่าความเร็ว
Data3.Recordset.Fields("Anounce") = KindWind(Avgspeed) '
พยากรณ์ KindWind(sp)

Data3.Recordset.Update
End If
sql = "DELETE FROM "sql = sql & " dataspeed_in_day "
Set DbSpeed = OpenDatabase(App.Path & "\dataspeed.mdb")
DbSpeed.Execute sql
DbSpeed.Close
Data1.Refresh
Data2.Refresh

Timer2.Enabled = True
DateCheck = Format(Date, "Short Date")
End If
If Month(DateCheck) = Month(Date) Then

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ หากมีให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

End Sub
Private Sub Timer3_Timer()
'รับค่าจากพอร์ต #880
direct = (Inport(&H880) And &HFF) * (360 / 256)
Text5.Text = Format(direct, "#0.00")
DoEvents
Line3.X2 = (1680 * Cos((direct * 0.0174533) + (270 *
.C174533))) + 8280
Line3.Y2 = (1680 * Sin((direct * 0.0174533) + (270 *
.0174533))) + 3120
End Sub

Private Sub Shiftdata2(ByVal StartData As Integer, ByVal
StopData As Integer, ByVal DataS As Integer, ADA)
Dim Shiftdata As Integer
Dim i As Integer
Dim buffer1 As Integer
Dim buffer2 As Integer
buffer1 = DataS
For i = StartData To StopData
buffer2 = ADA(i)
ADA(i) = buffer1
buffer1 = buffer2
Next
End Sub

Function KindWind(ByVal Speed As Long) As String
Dim St As String
KindWind = "Not Data"
If Speed >= 0 And Speed <= 0.2 Then
KindWind = "Calm"
ElseIf Speed >= 0.3 And Speed <= 1.5 Then
KindWind = "Light air"
ElseIf Speed >= 1.6 And Speed <= 3.3 Then
KindWind = "Light beeze"
ElseIf Speed >= 3.4 And Speed <= 5.4 Then
KindWind = "Gentle breeze"
ElseIf Speed >= 5.5 And Speed <= 7.9 Then
KindWind = "Moderate breeze"
ElseIf Speed >= 8 And Speed <= 10.7 Then
KindWind = "Fresh breeze"
ElseIf Speed >= 10.8 And Speed <= 13.8 Then
KindWind = "Strong Breeze"
ElseIf Speed >= 13 And Speed <= 17.1 Then
KindWind = "Near gale"
ElseIf Speed >= 17.2 And Speed <= 20.7 Then
KindWind = "Gale"
ElseIf Speed >= 20.8 And Speed <= 24.4 Then
KindWind = "Strong gale"
ElseIf Speed >= 24.5 And Speed <= 28.4 Then
KindWind = "Storm"
ElseIf Speed >= 28.5 And Speed <= 32.6 Then
KindWind = "Violent storm"
ElseIf Speed >= 32.7 Then

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษานั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะในรูปแบบใดก็ตาม อีกทั้งห้ามเผยแพร่เนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

KindWind = "Hurricane"
End If
ElseIf Speed >= 32.7 Then
End Function

Private Sub Timer4_Timer() ' การตัดการนับเวลาของเครื่อง
Static CheckData As Integer
Static Buffer As Integer
Label6.Caption = Buffer
If CheckData = sp Then

Buffer = Buffer + 1 If Buffer > 300 Then ' นับเวลาการซ้ำกันของข้อมูล
If Timer2.Enabled Then Timer2.Enabled = False
End If
Else
Buffer = 0
If Not Timer2.Enabled Then Timer2.Enabled = True
CheckData = sp
End If
End Sub

From Data
Option Explicit
Dim Smenu As Integer
Private Sub cmdbackSpDirect_Click()
Load frmSpdirect
frmSpdirect.Show
End Sub

Private Sub Form_Load()
Smenu = 3
Data1.DatabaseName = App.Path + "\dat-speed.mdb"
Data2.DatabaseName = App.Path + "\dat-speed.mdb"
Data3.DatabaseName = App.Path + "\dat-speed.mdb"
Data1.RecordSource = ""
Data2.RecordSource = ""
Data1.Refresh
End Sub
Private Sub mnuMain1_Click()
Load frmMain
frmMain.Show
End Sub

Private Sub mnuSpDirect_Click()
Load frmSpdirect
frmSpdirect.Show
End Sub

Private Sub Option1_KeyPress(Index As Integer, KeyAscii As Integer)
ActionOb Index

```

```

Private Sub ActionOb(ByVal Indexdata As Integer)
    Dim data As String
    Dim Outdata As Boolean
    Smenu = Indexdata
    Select Case Indexdata
        Case 0: 'ข้อมูลรายวัน
            Outdata = True
            data = InputBox("กรุณาป้อนวันที่ต้องการดูข้อมูล" & vbCrLf & "ดูข้อมูล:
เดือน / วัน/ ค.ศ.")
            If Len(data) Then
                While Not IsDate(data) And Outdata = True
                    If MsgBox("ท่านป้อนวันที่ไม่ถูกต้อง" & vbCrLf & "ท่านต้องการป้อนใหม่
หรือไม่?", vbYesNo) = vbYes Then
                        data = InputBox("กรุณาป้อนวันที่ต้องการดูข้อมูล" & vbCrLf & "ดูข้อมูล:
เดือน / วัน/ ค.ศ.")
                    Else
                        Outdata = False
                        data = ""
                    End If
                Wend
            End If
            Data1.RecordSource = "dataspeed_all_day"
            If Len(data) Then
                Data1.RecordSource = "SELECT * FROM dataspeed_all_day
Where Date=#" & data & "#"
                Data1.Refresh
                If Data1.Recordset.RecordCount < 1 Then
                    MsgBox "ไม่พบข้อมูลที่ต้องการแสดง"
                End If
            End If
            Data2.RecordSource = ""
            Data1.Refresh
            Data2.Refresh

        Case 1: 'ข้อมูลรายเดือน
            Outdata = True
            data = InputBox("กรุณาป้อนข้อมูลที่ต้องการดูข้อมูล" & vbCrLf & "ดูข้อ
มูล: เดือน / วัน/ ค.ศ.")
            If Len(data) Then
                While Not IsDate(data) And Outdata = True
                    If MsgBox("กรุณาป้อนข้อมูลที่ต้องการดูข้อมูล" & vbCrLf & "ท่านต้องการ
ป้อนใหม่หรือไม่?", vbYesNo) = vbYes Then

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาดูเท่านั้น เมื่อนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

data = InputBox("กรุณาป้อนข้อมูลที่ต้องการดูข้อมูล" & vbCrLf & "ดูข้อมูล: เดือน / วัน/ ค.ศ.")
Outdata = False
data = ""
End If
Wend
End If
Data1.RecordSource = "Dataspeed_Mounth"
If Len(data) Then
Data1.RecordSource = "SELECT * FROM Dataspeed_Mounth
Where month(Date)='" & Month(data) & "and year(Date)='" & Year(data)
Data1.Refresh
If Data1.Recordset.RecordCount < 1 Then
MsgBox "ไม่พบข้อมูลที่ต้องการแสดง"
End If
End If
Data2.RecordSource = ""
Data1.Refresh
Data2.Refresh

Case 2: ' ข้อมูลรายปี
Data1.RecordSource = ""
Data1.RecordSource = "DataSpeed_year"
Data2.RecordSource = ""
Data1.Refresh
Data2.Refresh

Case 3: ' ข้อมูลปัจจุบัน
Data1.RecordSource = ""
Data2.RecordSource = ""
Data1.Refresh
Data2.Refresh

End Select
End Sub

```

```

Private Function DivideStr(ByVal DatStr As String, str1 As String,
str2 As String) As Boolean
If InStr(DatStr, "-") > 0 And Len(DatStr) > 0 Then
str1 = Left(DatStr, InStr(DatStr, "-") - 1)
str2 = Right(DatStr, (Len(DatStr) - InStr(DatStr, "-")))
DivideStr = True
If Not (IsDate(str1) And IsDate(str2)) Then
DivideStr = False

```

```

MsgBox "การใส่ข้อมูลผิดพลาด" & vbCrLf & "การใส่ข้อมูลดังนี้ xx-xx

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่บนสื่อออนไลน์
 หรือ m/d/yyyy - m/d/yyyy"

 ไม่สามารถนำออกนอกระบบอื่น อีกรหัสห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

End If

```

```

        DivideStr = False
        ElseMsgBox "การใส่ข้อมูลผิดพลาด" & vbCrLf & "ควรรีใส่ข้อมูลดังนี้ xx-xx หรือ
m/d/yyyy - m/d/yyyy"
        End If
    End Function

```

```

Private Function M1(Speed As Integer) As Boolean
    If IsDate(frmSpdDirect.lblDate.Caption) Then
        Data2.RecordSource = "SELECT Avg(Speed_M/S) AS AvgOfSpeed FROM
dataspeed_in_day Where Date_speed=#" & frmSpdDirect.lblDate.Caption
        & "#"
        Data2.Refresh
        If Not IsNull(Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed")) Then
            Speed = Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed")
        End If
        M1 = Not IsNull(Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed"))
    Else
        M1 = False
    End If
End Function

```

```

Private Function M2(Speed As Integer, ByVal StartD As String, ByVal
EndD As String) As Boolean
    Data2.RecordSource = "SELECT Avg(Speed) AS AvgOfSpeed
FROM dataspeed_all_day Where Date Between #" & StartD & "# And #"
& EndD & "#"
    Data2.Refresh
    If Not IsNull(Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed")) Then
        Speed = Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed")
    End If
    M2 = Not IsNull(Data2.Recordset.Fields
("AvgOfSpeed"))
End Function

```

```

Private Function M3(Speed As Integer)
    Data2.RecordSource = "SELECT Avg(Speed) AS AvgOfSpeed FROM
Ddataspeed_Mounth Where year='" & frmSpdDirect.Label3.Caption & "'"
    Data2.Refresh
    If Not IsNull(Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed")) Then
        Speed = Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed")
    End If
    M3 = Not IsNull(Data2.Recordset.Fields("AvgOfSpeed"))
End Function

```

```

Private Function searchStID(ByVal St As String, ByVal TypeFields As
String, dataCon As Control) As Boolean
    St = TypeFields & "=" & St & ""
    dataCon.Recordset.FindFirst St
    searchStID = Not dataCon.Recordset.NoMatch
End Function

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
 ไม่สามารถนำเอกสารนี้ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่สามารถนำเอกสารนี้ไปใช้ประโยชน์ด้านอื่นๆ
 หากมีข้อสงสัยหรือต้องการข้อมูลเพิ่มเติม กรุณาติดต่อฝ่ายวิชาการ โทร. 0-2916-1111

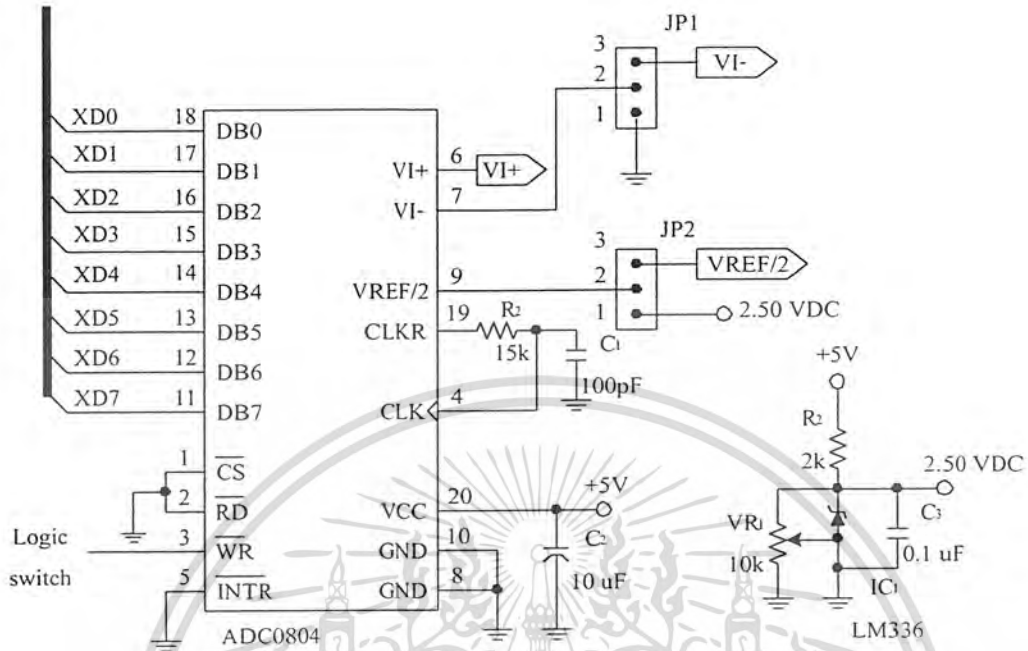

```
If Smenu = 3 Then 'ปรับปรุงข้อมูล
Data1.RecordSource = "dataspeed_in_day"
Data1.Refresh
On Error Resume Next
Data1.Recordset.MoveLast
On Error GoTo 0
End If
End Sub
```



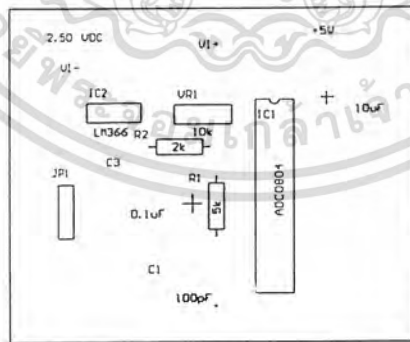
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

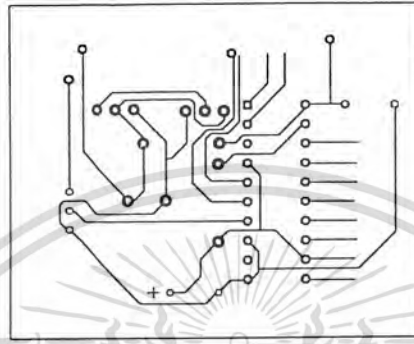


รูปที่ ค.1 วงจรแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นดิจิทัล

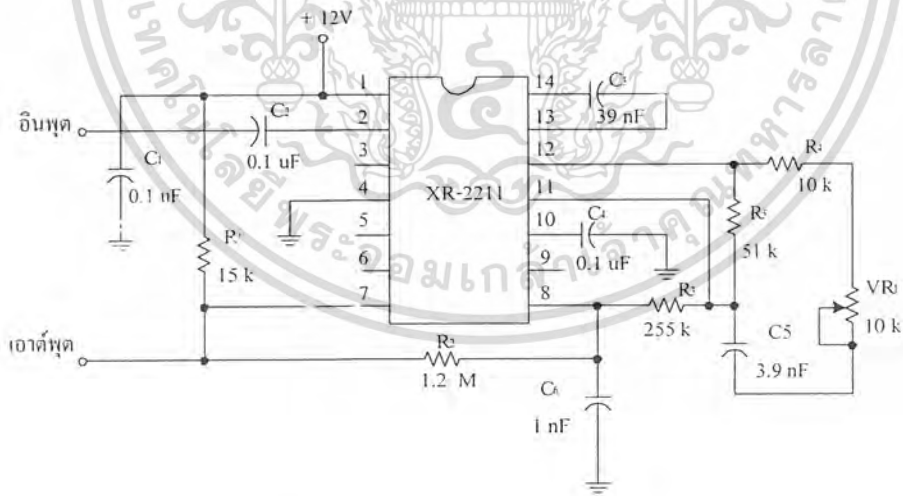


รูปที่ ค.2 การวางอุปกรณ์ของวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษายกเว้นกรณีอื่น ไม่นับญาติเห็นาไปไซ้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

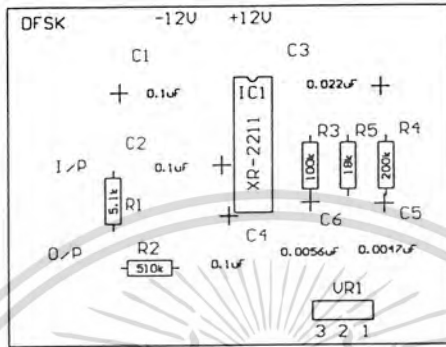


รูปที่ ๓.3 วงจรพิมพ์ของวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล

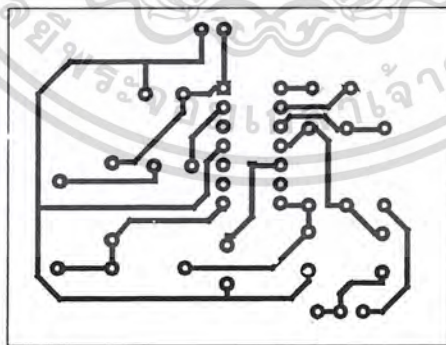


รูปที่ ๓.4 วงจรดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

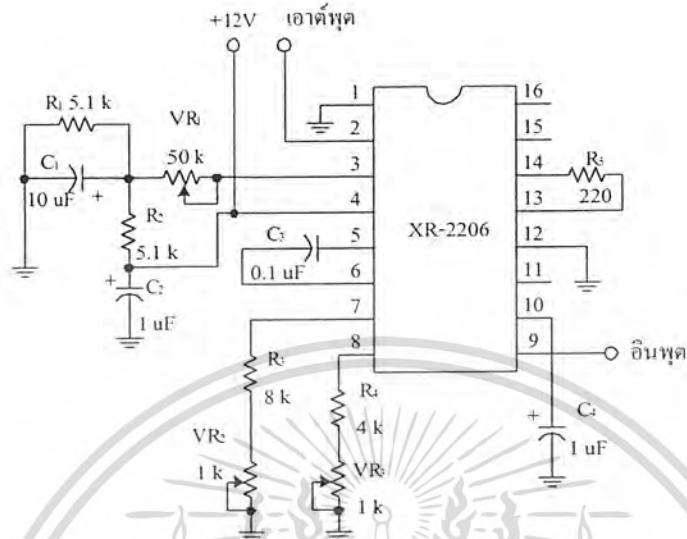


รูปที่ ค.5 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

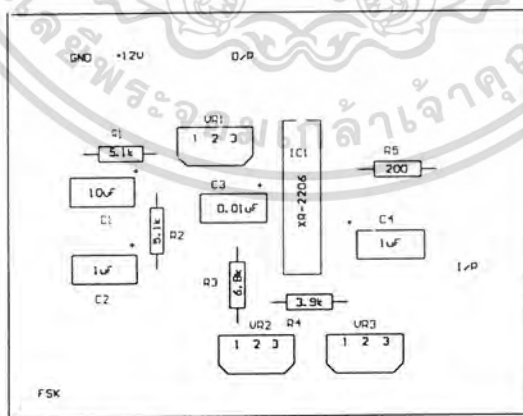


รูปที่ ค.6 วงจรพิมพ์ของวงจรดีมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

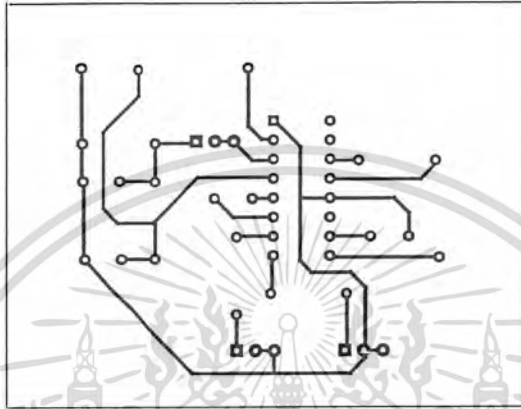


รูปที่ ค.7 วงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

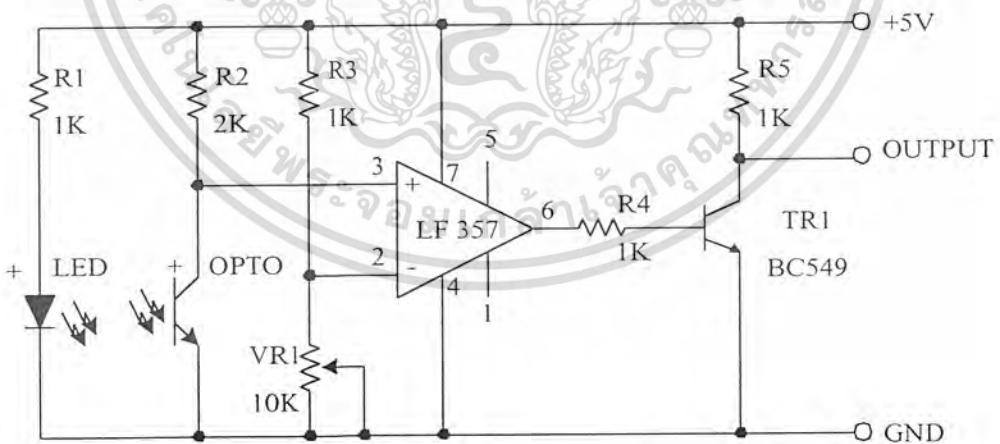


รูปที่ ค.8 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรมอดูเลตแบบเอฟเอสเค

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นับญาติเห็นาไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

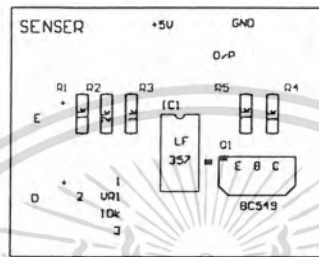


รูปที่ ค.9 วงจรพิมพ์ของวงจรมอดูเลตแบบเอพอสเค

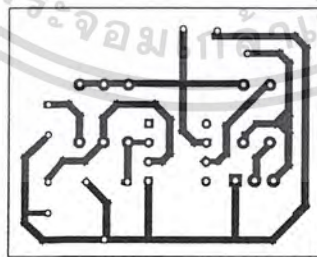


รูปที่ ค.10 วงจรตรวจจับแสง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

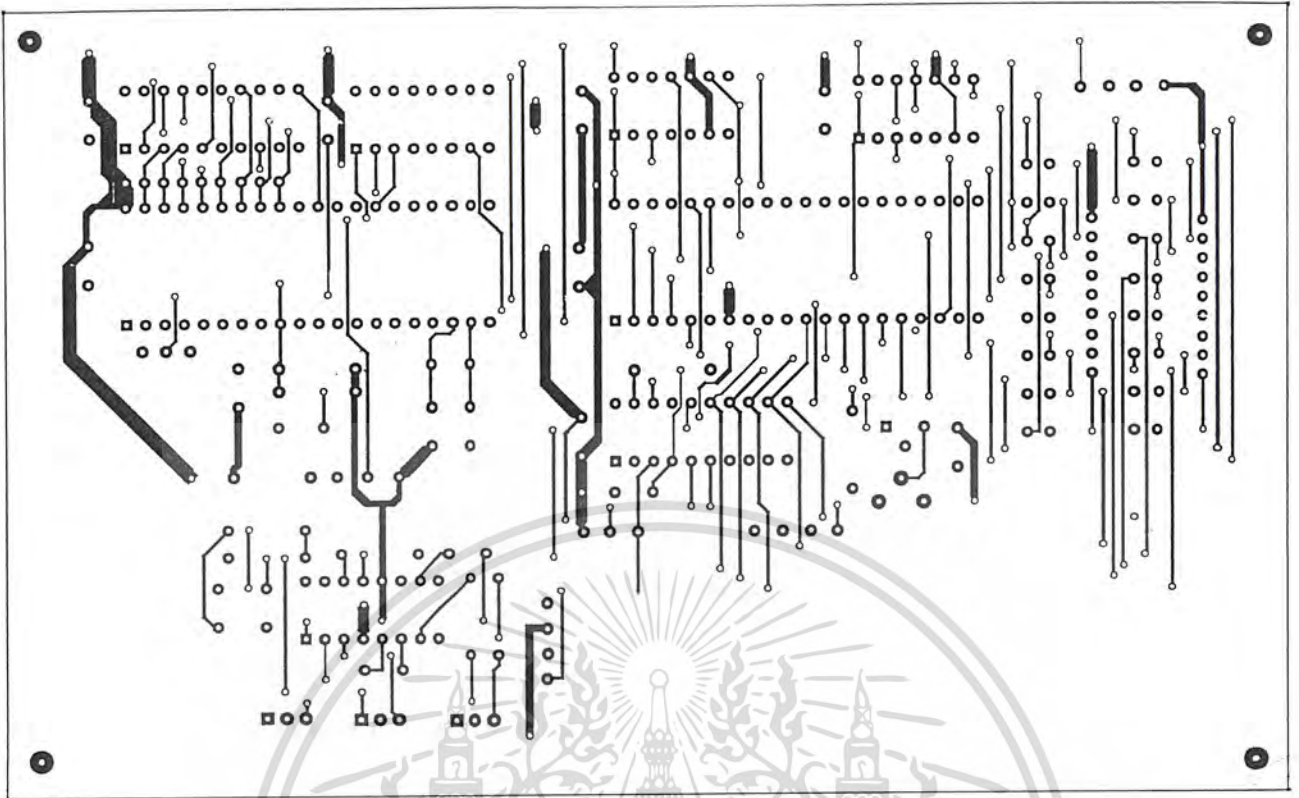


รูปที่ ค.11 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรตรวจจับแสง

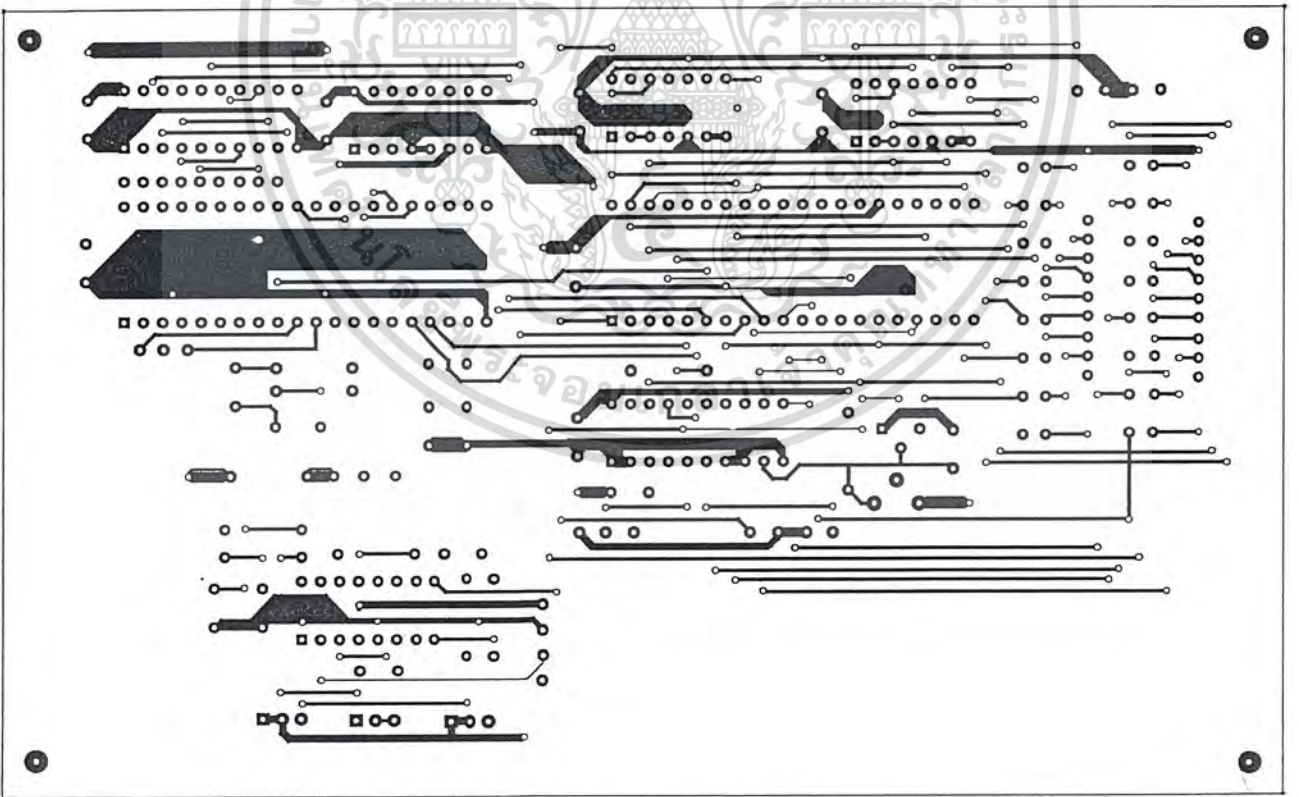


รูปที่ ค.12 วงจรพิมพ์ของวงจรจับแสง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

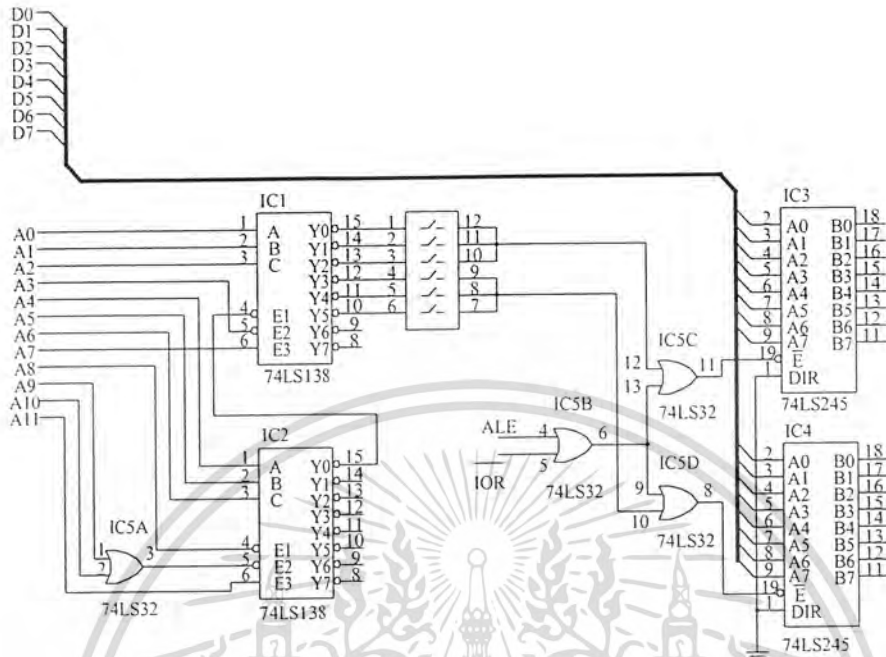


รูปที่ ค.15 วงจรพิมพ์ของวงจรมัลติเพล็กซ์ทางด้านบน

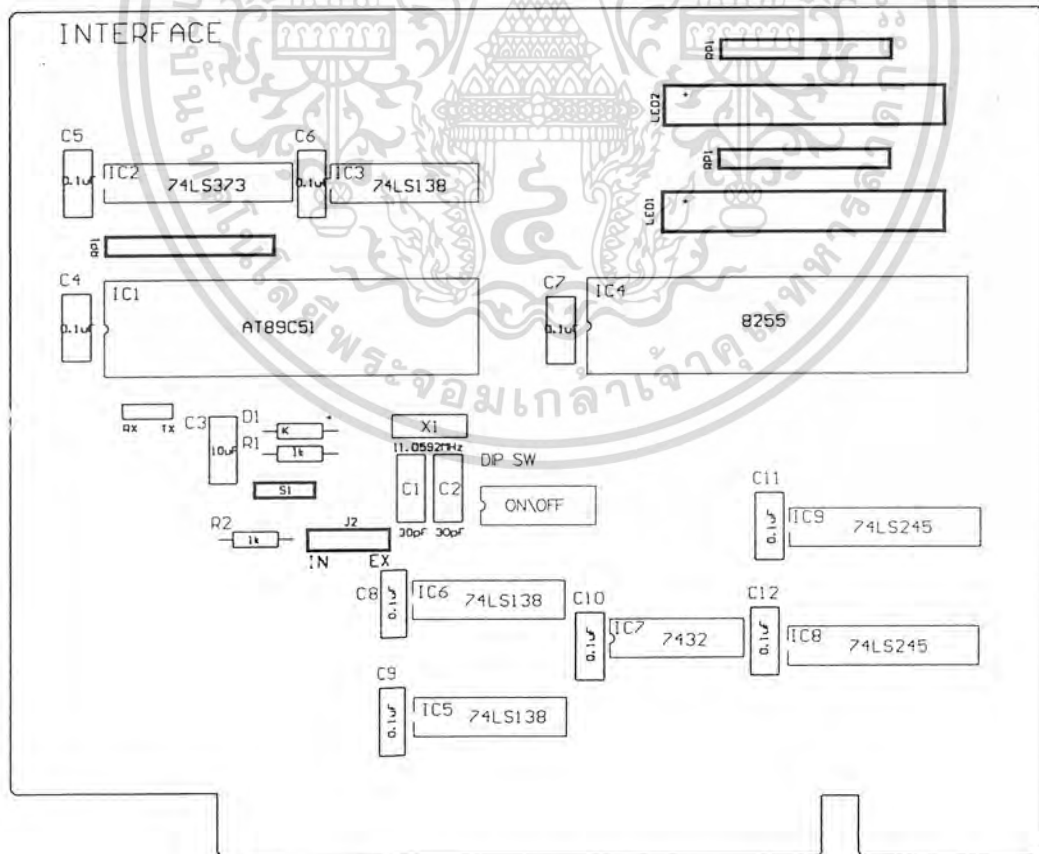


รูปที่ ค.16 วงจรพิมพ์ของวงจรมัลติเพล็กซ์ทางด้านล่าง

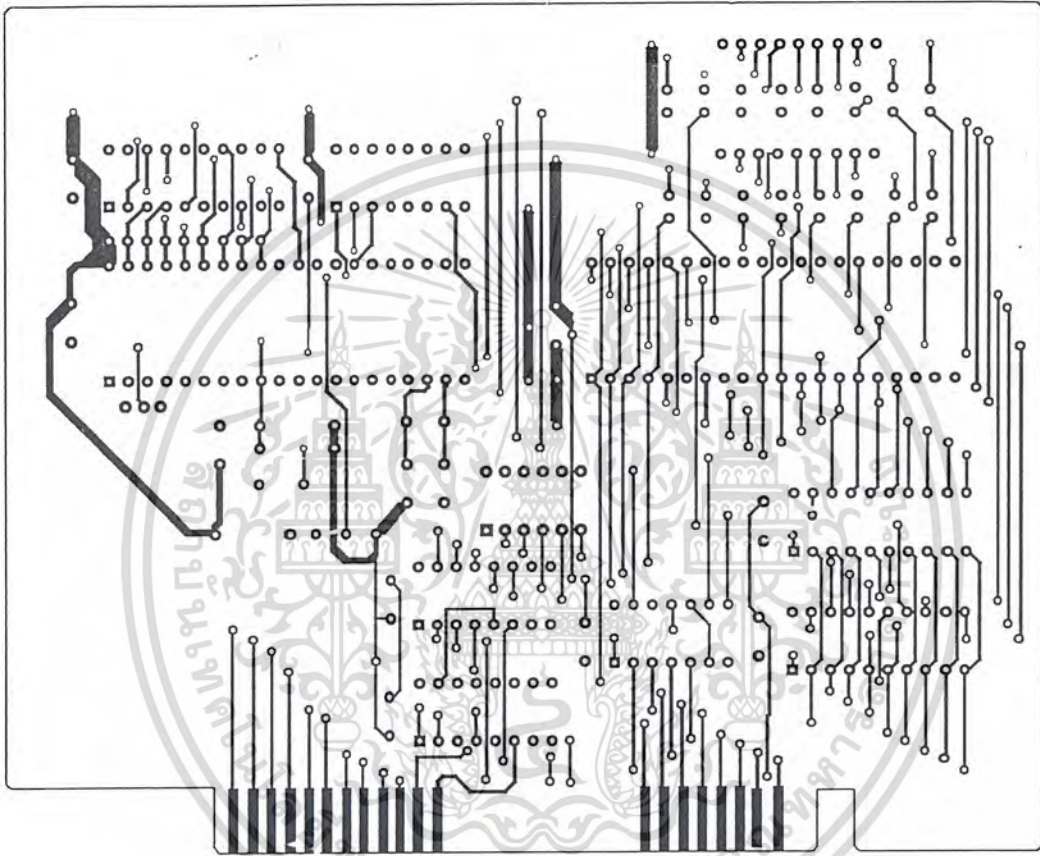
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ ก.17 วงจรอินเทอร์เฟส

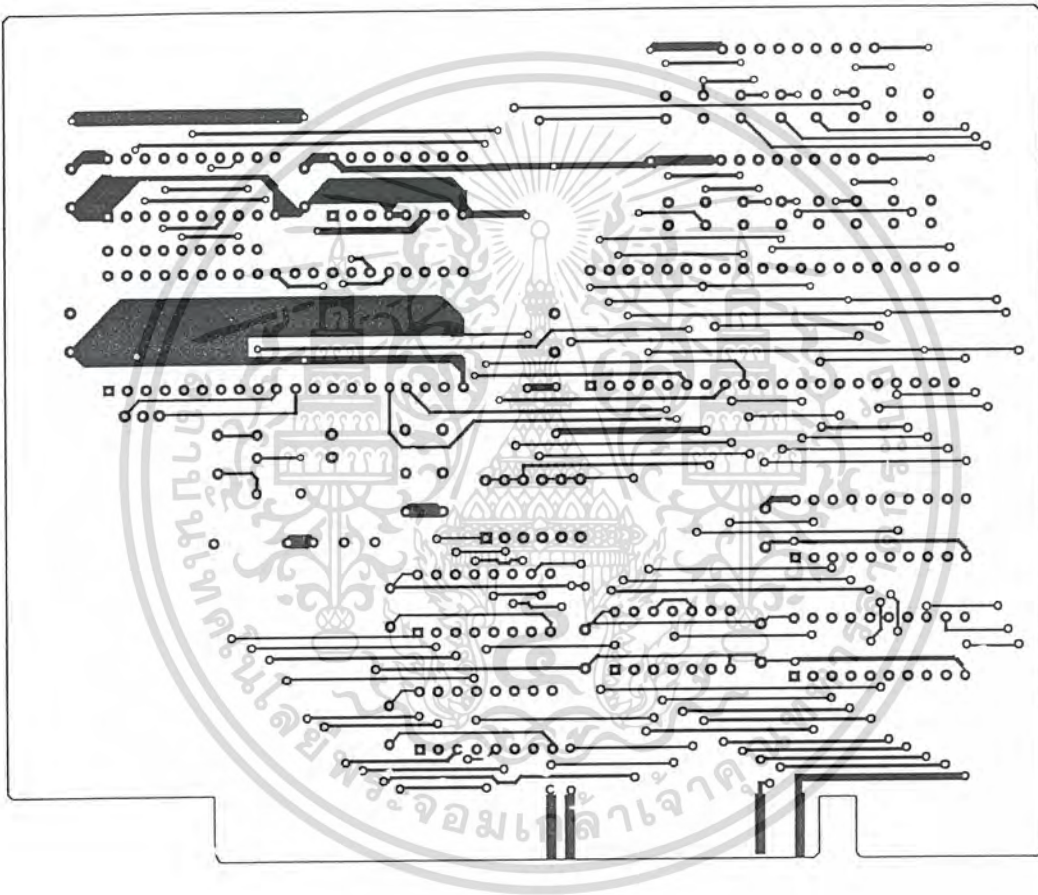


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 รูปที่ ก.18 การจัดวางอุปกรณ์ของวงจรอินเทอร์เฟส
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ ค.19 วงจรพิมพ์ของวงจรอินเทอร์เฟซทางด้านบน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ ค.20 วงจรพิมพ์ของวงจรอินเทอร์เฟซทางด้านล่าง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รายการอุปกรณ์

วงจรตรวจจับแสง

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
R1, R3, R4, R5	1K Ω	4
R2	2 K Ω	1
VR1	10 K Ω	1
TR1	BC549	1
OPTO	H21A1	1
IC1	LF357	1

วงจรตรวจจับทิศทาง

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
R1	10 K Ω	1
R2	2.43K Ω	1

วงจรอินเตอร์เฟส

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
U1A, U1B, U1C, U1D	7432	4
U2, U3	74LS138	2
U4, U5	74LS245	2
SW1	DIP SW-6	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิตอล

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
R1	15 K Ω	1
R2	2K Ω	2
C1	100 pF	1
C2	10 pF	1
C3	0.1 μ F	1
VR1	10 K Ω	1
IC1	LM336	1
IC2	ADC 0804	1

วงจรมัลติเพล็กซ์เซอร์

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
R1,R2	1 K Ω	2
R3, R4	33 K Ω	2
C1,C2	30 pF	1
C3	10 pF	1
D1	1N4148	1
X1	11.059MHz	1
U1	AT89C51	1
U2	74LS373	1
U3	2764	1
U4	82C55AC	1
U5	74LS138	1

วงจรนับ

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
U1, U2	74LS90	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรมอดูเลตแบบ FSK

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
R1, R2	1K Ω	2
R3	4.3 K Ω	1
R4	3.9K Ω	1
R5	200 Ω	1
VR1	5 K Ω	1
VR2	1 K Ω	1
VR3	2 K Ω	1
C1	10 μ F	1
C2, C4	1 μ F	2
C3	0.1 μ F	1
IC	XR-2206	1

วงจรมอดูเลตแบบ FSK

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)	
R1	15 K Ω	1
R2	1.2M Ω	1
R3	255 K Ω	1
R4	10 K Ω	1
R5	5.1 K Ω	1
VR1	5 K Ω	1
C1, C2, C4	0.1 μ F	3
C3	39 nF	1
C5	3.9 nF	1
C6	1 nF	1
IC	XR-2211	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรแหล่งจ่ายไฟ

ชื่ออุปกรณ์	จำนวน(ตัว)
D1 Diode Bride	1
U1 7805	1
U2 7809	1
U3 7812	1
C1, C2 4700 μ F 50V	2
C6, C8, C10 470 μ F 35V	3
C3, C4, C5, C7, C9 0.1 μ F	5



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



XR-2206

Monolithic
Function Generator

June 1997-3

FEATURES

- Low-Sine Wave Distortion, 0.5%, Typical
- Excellent Temperature Stability, 20ppm/°C, Typ.
- Wide Sweep Range, 2000:1, Typical
- Low-Supply Sensitivity, 0.01%V, Typ.
- Linear Amplitude Modulation
- TTL Compatible FSK Controls
- Wide Supply Range, 10V to 26V
- Adjustable Duty Cycle, 1% TO 99%

APPLICATIONS

- Waveform Generation
- Sweep Generation
- AM/FM Generation
- V/F Conversion
- FSK Generation
- Phase-Locked Loops (VCO)

GENERAL DESCRIPTION

The XR-2206 is a monolithic function generator integrated circuit capable of producing high quality sine, square, triangle, ramp, and pulse waveforms of high-stability and accuracy. The output waveforms can be both amplitude and frequency modulated by an external voltage. Frequency of operation can be selected externally over a range of 0.01Hz to more than 1MHz.

The circuit is ideally suited for communications, instrumentation, and function generator applications requiring sinusoidal tone, AM, FM, or FSK generation. It has a typical drift specification of 20ppm/°C. The oscillator frequency can be linearly swept over a 2000:1 frequency range with an external control voltage, while maintaining low distortion.

ORDERING INFORMATION

Part No.	Package	Operating Temperature Range
XR-2206M	16 Lead 300 Mil CDIP	-55°C to +125°C
XR-2206P	16 Lead 300 Mil PDIP	-40°C to +85°C
XR-2206CP	16 Lead 300 Mil PDIP	0°C to +70°C
XR-2206D	16 Lead 300 Mil JEDEC SOIC	0°C to +70°C

Rev. 1 C3
©1972

EXAR Corporation, 48720 Kato Road, Fremont, CA 94538 ♦ (510) 668-7000 ♦ (510) 668-7017



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

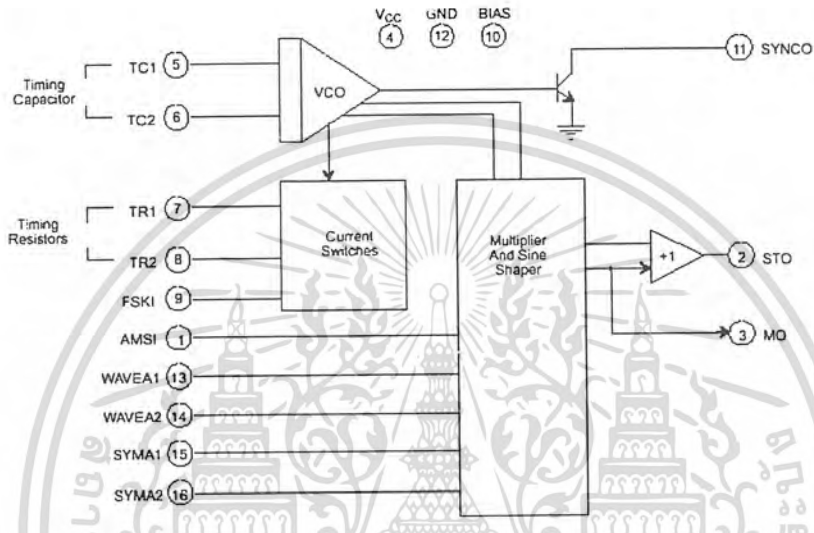
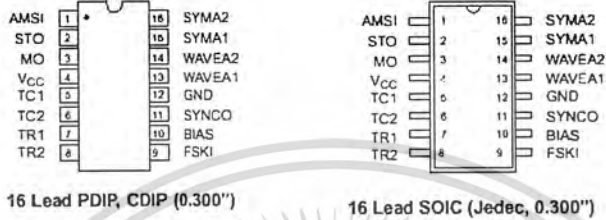


Figure 1. XR-2206 Block Diagram

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



XR-2206



PIN DESCRIPTION

Pin #	Symbol	Type	Description
1	AMSI	I	Amplitude Modulating Signal Input.
2	STO	O	Sine or Triangle Wave Output.
3	MO	O	Multipler Output.
4	V _{CC}		Positive Power Supply.
5	TC1	I	Timing Capacitor Input.
6	TC2	I	Timing Capacitor Input.
7	TR1	O	Timing Resistor 1 Output.
8	TR2	O	Timing Resistor 2 Output.
9	FSKI	I	Frequency Shift Keying Input.
10	BIAS	O	Internal Voltage Reference.
11	SYNCO	O	Sync Output. This output is a open collector and needs a pull up resistor to V _{CC} .
12	GND		Ground pin.
13	WAVEA1	I	Wave Form Adjust Input 1.
14	WAVEA2	I	Wave Form Adjust Input 2.
15	SYMA1	I	Wave Symetry Adjust 1.
16	SYMA2	I	Wave Symetry Adjust 2.

Rev. 1.03



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2206



DC ELECTRICAL CHARACTERISTICS

Test Conditions: Test Circuit of Figure 2 $V_{CC} = 12V$, $T_A = 25^\circ C$, $C = 0.01\mu F$, $R_1 = 100k\Omega$, $R_2 = 10k\Omega$, $R_3 = 25k\Omega$
Unless Otherwise Specified. S_1 open for triangle, closed for sine wave.

Parameters	XR-2206M/P			XR-2206CP/D			Units	Conditions
	Min.	Typ.	Max.	Min.	Typ.	Max.		
General Characteristics								
Single Supply Voltage	10		26	10		26	V	
Split-Supply Voltage	± 5		± 13	± 5		± 13	V	
Supply Current		12	17		14	20	mA	$R_1 \geq 10k\Omega$
Oscillator Section								
Max. Operating Frequency	0.5	1		0.5	1		MHz	$C = 1000pF$, $R_1 = 1k\Omega$
Lowest Practical Frequency		0.01			0.01		Hz	$C = 50\mu F$, $R_1 = 2M\Omega$
Frequency Accuracy		± 1	± 4		± 2		% of f_0	$f_0 = 1/R_1C$
Temperature Stability Frequency		± 10	± 50		± 20		ppm/ $^\circ C$	$0^\circ C \leq T_A \leq 70^\circ C$ $R_1 = R_2 = 20k\Omega$
Sine Wave Amplitude Stability ²		4800			4800		ppm/ $^\circ C$	
Supply Sensitivity		0.01	0.1		0.01		%/V	$V_{LOW} = 10V$, $V_{HIGH} = 20V$, $R_1 = R_2 = 20k\Omega$
Sweep Range	1000:1	2000:1			2000:1		$f_H = f_L$	$f_H @ R_1 = 1k\Omega$ $f_L @ R_1 = 2M\Omega$
Sweep Linearity								
10:1 Sweep		2			2		%	$f_L = 1kHz$, $f_H = 10kHz$
1000:1 Sweep		8			8		%	$f_L = 100Hz$, $f_H = 100kHz$
FM Distortion		0.1			0.1		%	$\pm 10\%$ Deviation
Recommended Timing Components								
Timing Capacitor: C	0.001		100	0.001		100	μF	Figure 5
Timing Resistors: R_1 & R_2	1		2000	1		2000	k Ω	
Triangle Sine Wave Output¹								
Triangle Amplitude		160			160		mV/k Ω	Figure 2, S_1 Open
Sine Wave Amplitude	40	60	80		60		mV/k Ω	Figure 2, S_1 Closed
Max. Output Swing		6			6		Vp-p	
Output Impedance		600			600		Ω	
Triangle Linearity		1			1		%	
Amplitude Stability		0.5			0.5		dB	For 1000:1 Sweep
Sine Wave Distortion								
Without Adjustment		2.5			2.5		%	$R_1 = 30k\Omega$
With Adjustment		0.4	1.0		0.5	1.5	%	See Figure 7 and Figure 8

Notes

¹ Output amplitude is directly proportional to the resistance, R_3 , on Pin 3. See Figure 3.

² For maximum amplitude stability, R_3 should be a positive temperature coefficient resistor.

Bold face parameters are covered by production test and guaranteed over operating temperature range.

Rev. 1.03



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

DC ELECTRICAL CHARACTERISTICS (CONT'D)

Parameters	XR-2206M/P			XR-2206CP/D			Units	Conditions
	Min.	Typ.	Max.	Min.	Typ.	Max.		
Amplitude Modulation								
Input Impedance	50	>70		50	100		k Ω	
Modulation Range		100			100		%	
Carrier Suppression		55			55		dB	
Linearity		2			2		%	For 95% modulation
Square-Wave Output								
Amplitude		12			12		Vp-p	Measured at Pin 11.
Rise Time		250			250		ns	C _L = 10pF
Fall Time		50			50		ns	C _L = 10pF
Saturation Voltage		0.2	0.4		0.2	0.6	V	I _L = 2mA
Leakage Current		0.1	20		0.1	100	μ A	V _{CC} = 26V
FSK Keying Level (Pin 9)	0.8	1.4	2.4	0.8	1.4	2.4	V	See section on circuit controls
Reference Bypass Voltage	2.9	3.1	3.3	2.5	3	3.5	V	Measured at Pin 10.

Notes

¹ Output amplitude is directly proportional to the resistance, R₃, on Pin 3. See Figure 3.

² For maximum amplitude stability, R₃ should be a positive temperature coefficient resistor.

Bold face parameters are covered by production test and guaranteed over operating temperature range.

Specifications are subject to change without notice.

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

Power Supply	26V	Total Timing Current	6mA
Power Dissipation	750mW	Storage Temperature	-65°C to +150°C
Derate Above 25°C	5mW/°C		

SYSTEM DESCRIPTION

The XR-2206 is comprised of four functional blocks: a voltage-controlled oscillator (VCO), an analog multiplier and sine-shaper; a unity gain buffer amplifier; and a set of current switches.

The VCO produces an output frequency proportional to an input current, which is set by a resistor from the timing

terminals to ground. With two timing pins, two discrete output frequencies can be independently produced for FSK generation applications by using the FSK input control pin. This input controls the current switches which select one of the timing resistor currents, and routes it to the VCO.

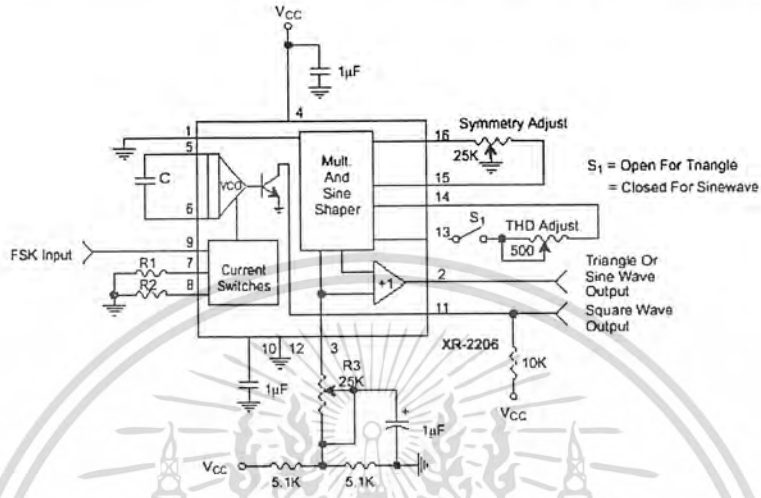


Figure 2. Basic Test Circuit

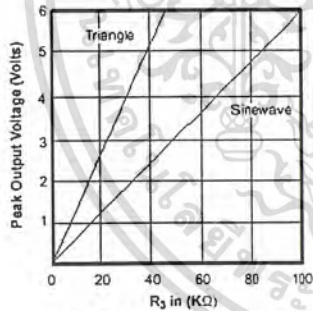


Figure 3. Output Amplitude as a Function of the Resistor, R3, at Pin 3

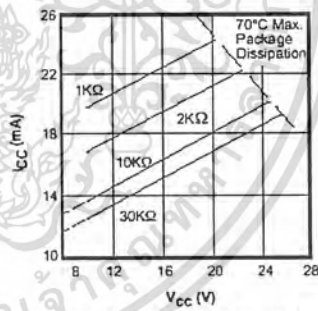


Figure 4. Supply Current vs Supply Voltage, Timing, R

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

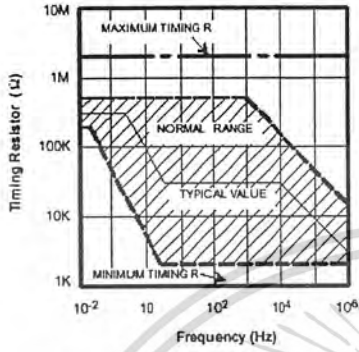


Figure 5. R versus Oscillation Frequency.

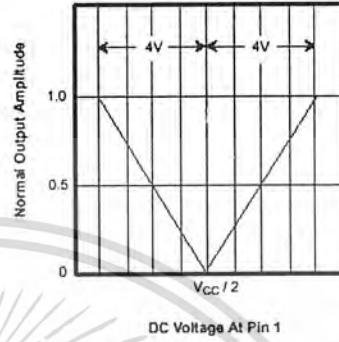


Figure 6. Normalized Output Amplitude versus DC Bias at AM Input (Pin 1)

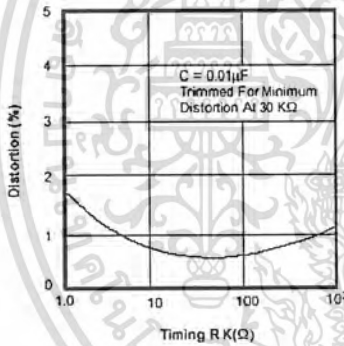


Figure 7. Trimmed Distortion versus Timing Resistor.

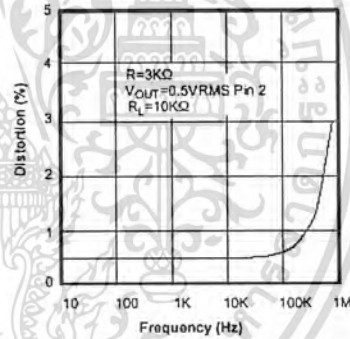


Figure 8. Sine Wave Distortion versus Operating Frequency with Timing Capacitors Varied.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

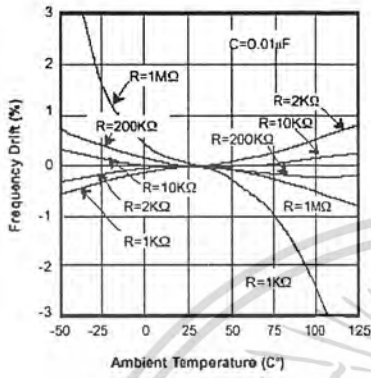


Figure 9. Frequency Drift versus Temperature.

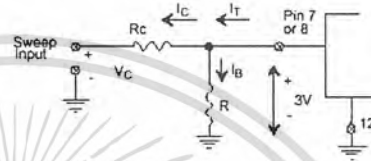


Figure 10. Circuit Connection for Frequency Sweep.

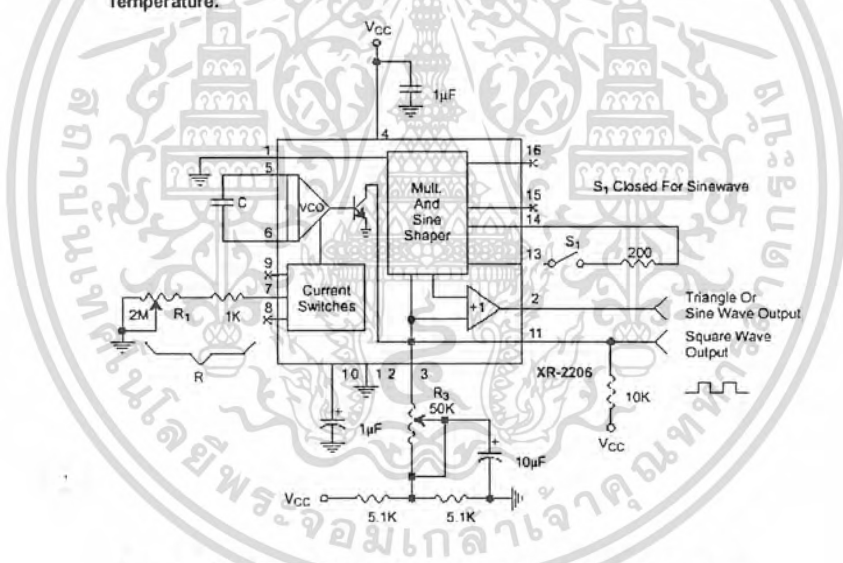


Figure 11. Circuit for Sine Wave Generation without External Adjustment. (See Figure 3 for Choice of R₃)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

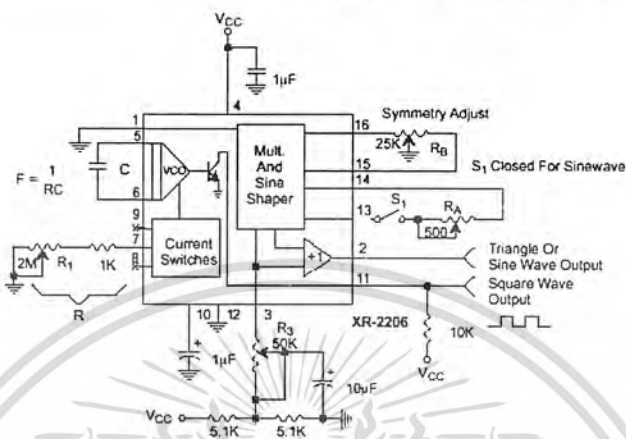


Figure 12. Circuit for Sine Wave Generation with Minimum Harmonic Distortion. (R_3 Determines Output Swing - See Figure 3)

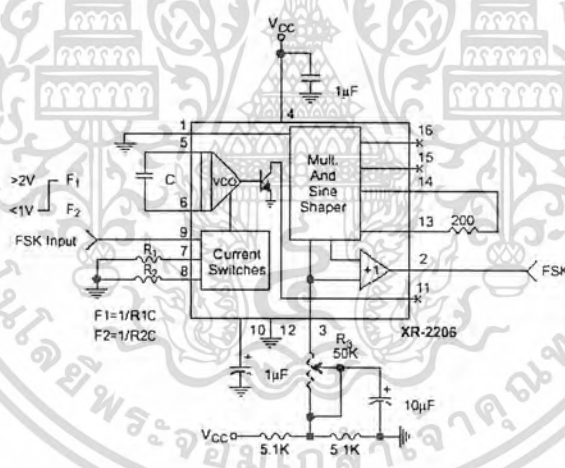


Figure 13. Sinusoidal FSK Generator

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2206

EXAR

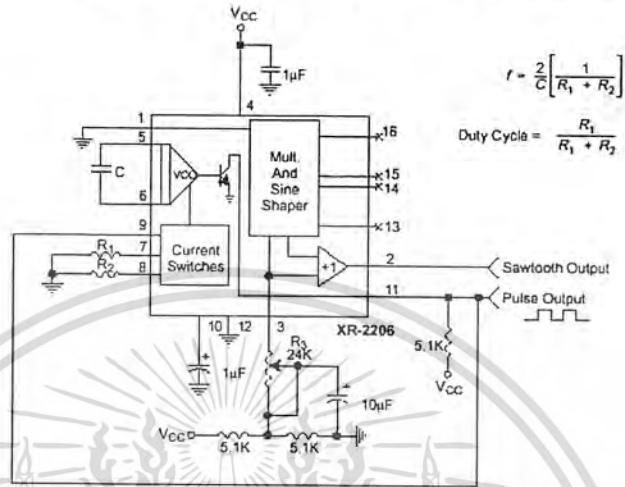


Figure 14. Circuit for Pulse and Ramp Generation.

Frequency-Shift Keying

The XR-2206 can be operated with two separate timing resistors, R_1 and R_2 , connected to the timing Pin 7 and 8, respectively, as shown in Figure 13. Depending on the polarity of the logic signal at Pin 9, either one or the other of these timing resistors is activated. If Pin 9 is open-circuited or connected to a bias voltage $\geq 2V$, only R_1 is activated. Similarly, if the voltage level at Pin 9 is $\leq 1V$, only R_2 is activated. Thus, the output frequency can be keyed between two levels, f_1 and f_2 , as:

$$f_1 = 1/R_1C \text{ and } f_2 = 1/R_2C$$

For split-supply operation, the keying voltage at Pin 9 is referenced to V^- .

Output DC Level Control

The dc level at the output (Pin 2) is approximately the same as the dc bias at Pin 3. In Figure 11, Figure 12 and Figure 13, Pin 3 is biased midway between V^+ and ground, to give an output dc level of $\approx V^+/2$.

APPLICATIONS INFORMATION**Sine Wave Generation****Without External Adjustment**

Figure 11 shows the circuit connection for generating a sinusoidal output from the XR-2206. The potentiometer, R_1 at Pin 7, provides the desired frequency tuning. The maximum output swing is greater than $V^+/2$, and the typical distortion (THD) is $< 2.5\%$. If lower sine wave distortion is desired, additional adjustments can be provided as described in the following section.

The circuit of Figure 11 can be converted to split-supply operation, simply by replacing all ground connections with V^- . For split-supply operation, R_3 can be directly connected to ground.

Rev. 1.03

10

TOM

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

With External Adjustment:

The harmonic content of sinusoidal output can be reduced to -0.5% by additional adjustments as shown in *Figure 12*. The potentiometer, R_A , adjusts the sine-shaping resistor, and R_B provides the fine adjustment for the waveform symmetry. The adjustment procedure is as follows:

1. Set R_B at midpoint and adjust R_A for minimum distortion.
2. With R_A set as above, adjust R_B to further reduce distortion.

Triangle Wave Generation

The circuits of *Figure 11* and *Figure 12* can be converted to triangle wave generation, by simply open-circuiting Pin 13 and 14 (i.e., S_1 open). Amplitude of the triangle is approximately twice the sine wave output.

FSK Generation

Figure 13 shows the circuit connection for sinusoidal FSK signal operation. Mark and space frequencies can be independently adjusted by the choice of timing resistors, R_1 and R_2 ; the output is phase-continuous during transitions. The keying signal is applied to Pin 9. The circuit can be converted to split-supply operation by simply replacing ground with V_- .

Pulse and Ramp Generation

Figure 14 shows the circuit for pulse and ramp waveform generation. In this mode of operation, the FSK keying terminal (Pin 9) is shorted to the square-wave output (Pin 11), and the circuit automatically frequency-shift keys itself between two separate frequencies during the positive-going and negative-going output waveforms. The pulse width and duty cycle can be adjusted from 1% to 99% by the choice of R_1 and R_2 . The values of R_1 and R_2 should be in the range of $1k\Omega$ to $2M\Omega$.

PRINCIPLES OF OPERATION**Description of Controls****Frequency of Operation:**

The frequency of oscillation, f_o , is determined by the external timing capacitor, C , across Pin 5 and 6, and by the timing resistor, R , connected to either Pin 7 or 8. The frequency is given as:

$$f_o = \frac{1}{RC} \text{ Hz}$$

and can be adjusted by varying either R or C . The recommended values of R , for a given frequency range, as shown in *Figure 5*. Temperature stability is optimum for $4k\Omega < R < 200k\Omega$. Recommended values of C are from $1000pF$ to $100\mu F$.

Frequency Sweep and Modulation:

Frequency of oscillation is proportional to the total timing current, I_T , drawn from Pin 7 or 8:

$$f = \frac{320I_T (\text{mA})}{C (\mu F)} \text{ Hz}$$

Timing terminals (Pin 7 or 8) are low-impedance points, and are internally biased at +3V, with respect to Pin 12. Frequency varies linearly with I_T , over a wide range of current values, from $1\mu A$ to $3mA$. The frequency can be controlled by applying a control voltage, V_C , to the activated timing pin as shown in *Figure 10*. The frequency of oscillation is related to V_C as:

$$f = \frac{1}{RC} \left(1 + \frac{R}{R_c} \left(1 - \frac{V_C}{3} \right) \right) \text{ Hz}$$

where V_C is in volts. The voltage-to-frequency conversion gain, K , is given as:

$$K = \frac{df}{dV_C} = -\frac{0.32}{R_c C} \text{ Hz/V}$$

CAUTION: For safety operation of the circuit, I_T should be limited to $\leq 3mA$.

XR-2206



Output Amplitude:

Maximum output amplitude is inversely proportional to the external resistor, R_3 , connected to Pin 3 (see Figure 3). For sine wave output, amplitude is approximately 60mV peak per k Ω of R_3 ; for triangle, the peak amplitude is approximately 160mV peak per k Ω of R_3 . Thus, for example, $R_3 = 50k\Omega$ would produce approximately 13V sinusoidal output amplitude.

at Pin 1 is approximately 100k Ω . Output amplitude varies linearly with the applied voltage at Pin 1, for values of dc bias at this pin, within 14 volts of $V_{CC}/2$ as shown in Figure 6. As this bias level approaches $V_{CC}/2$, the phase of the output signal is reversed, and the amplitude goes through zero. This property is suitable for phase-shift keying and suppressed-carrier AM generation. Total dynamic range of amplitude modulation is approximately 55dB.

Amplitude Modulation:

Output amplitude can be modulated by applying a dc bias and a modulating signal to Pin 1. The internal impedance

CAUTION: AM control must be used in conjunction with a well-regulated supply, since the output amplitude now becomes a function of V_{CC} .

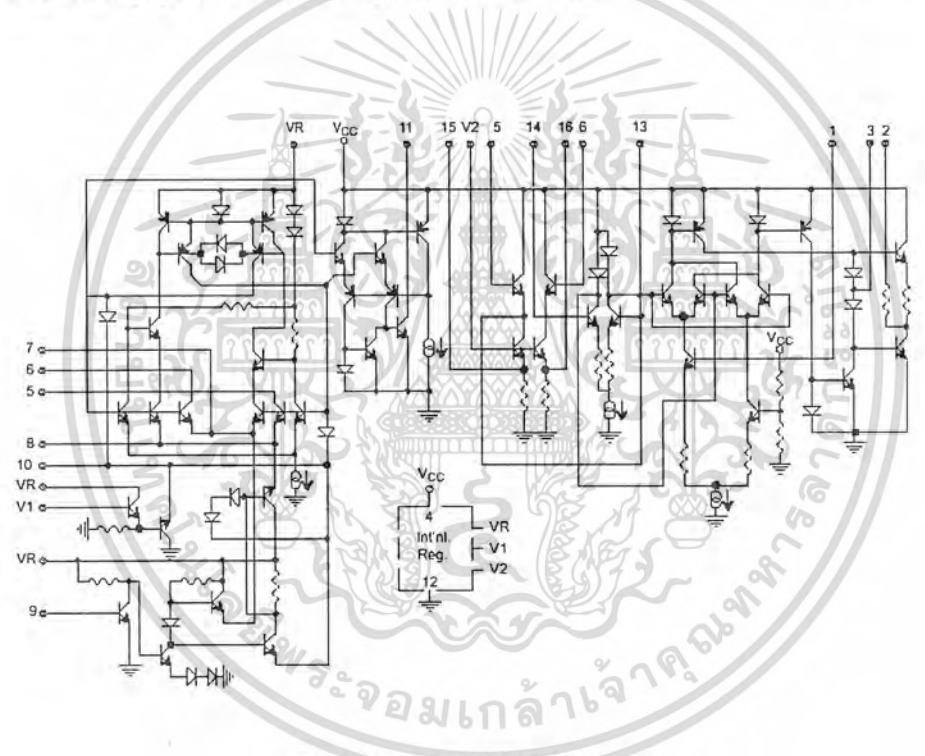


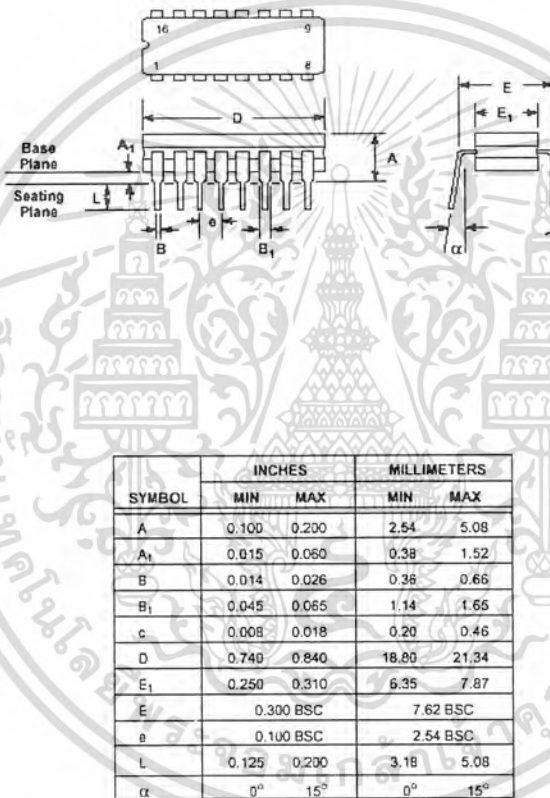
Figure 15. Equivalent Schematic Diagram



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

16 LEAD CERAMIC DUAL-IN-LINE
(300 MIL CDIP)

Rev. 1.00



Note: The control dimension is the inch column

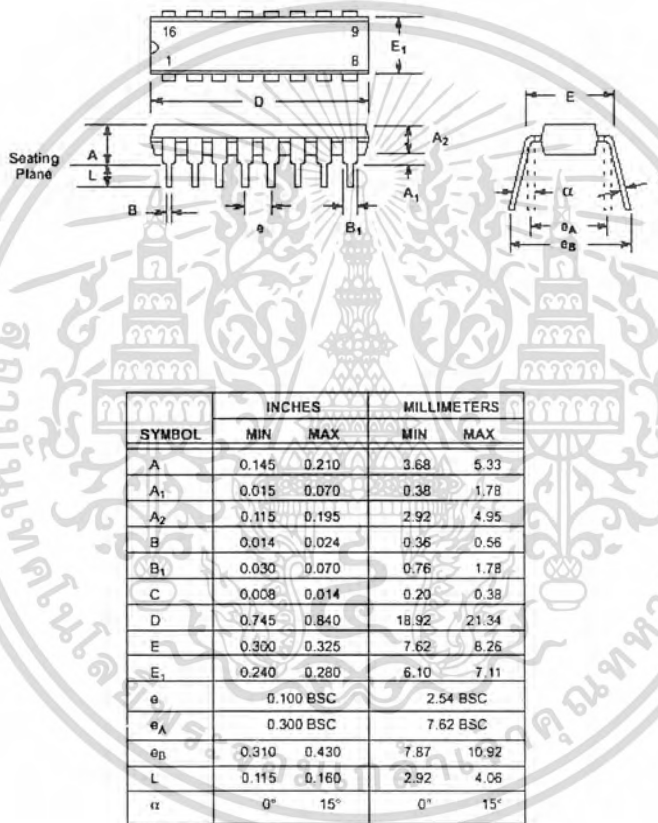
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2206

EXAR

16 LEAD PLASTIC DUAL-IN-LINE
(300 MIL PDIP)

Rev. 1.00



Note: The control dimension is the inch column

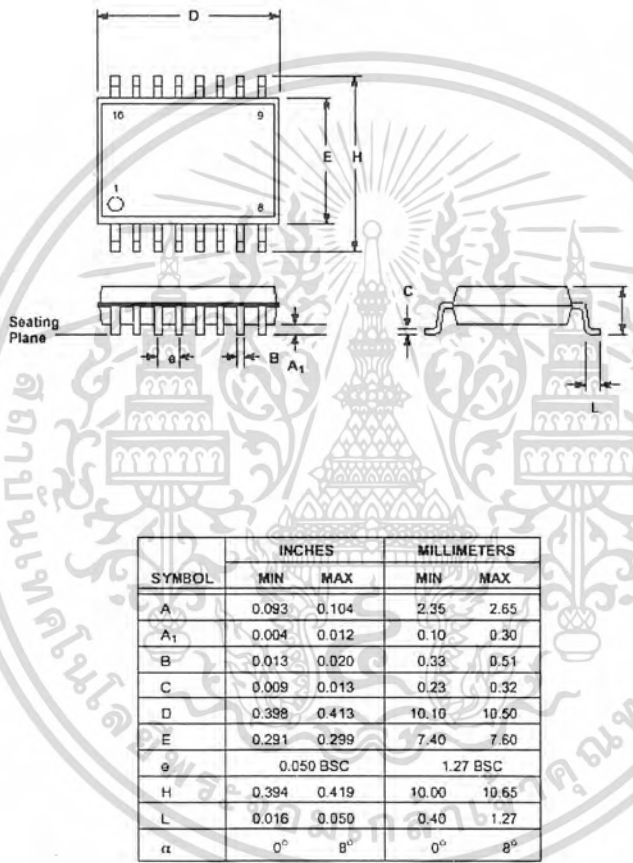
Rev. 1.03

TOM

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

16 LEAD SMALL OUTLINE
(300 MIL JEDEC SOIC)

Rev. 1.00



Note: The control dimension is the millimeter column

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2206

EXAR

NOTICE

EXAR Corporation reserves the right to make changes to the products contained in this publication in order to improve design, performance or reliability. EXAR Corporation assumes no responsibility for the use of any circuits described herein, conveys no license under any patent or other right, and makes no representation that the circuits are free of patent infringement. Charts and schedules contained here in are only for illustration purposes and may vary depending upon a user's specific application. While the information in this publication has been carefully checked; no responsibility, however, is assumed for inaccuracies.

EXAR Corporation does not recommend the use of any of its products in life support applications where the failure or malfunction of the product can reasonably be expected to cause failure of the life support system or to significantly affect its safety or effectiveness. Products are not authorized for use in such applications unless EXAR Corporation receives, in writing, assurances to its satisfaction that: (a) the risk of injury or damage has been minimized; (b) the user assumes all such risks; (c) potential liability of EXAR Corporation is adequately protected under the circumstances.

Copyright 1972 EXAR Corporation
 Datasheet June 1997

Reproduction, in part or whole, without the prior written consent of EXAR Corporation is prohibited.

Rev. 1.03

TOM™

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



XR-2211

FSK Demodulator/
Tone Decoder

June 1997-3

FEATURES

- Wide Frequency Range, 0.01Hz to 300kHz
- Wide Supply Voltage Range, 4.5V to 20V
- HCMOS/TTL/Logic Compatibility
- FSK Demodulation, with Carrier Detection
- Wide Dynamic Range, 10mV to 3V rms
- Adjustable Tracking Range, $\pm 1\%$ to 80%
- Excellent Temp. Stability, $\pm 50\text{ppm}/^\circ\text{C}$, max.

APPLICATIONS

- Caller Identification Delivery
- FSK Demodulation
- Data Synchronization
- Tone Decoding
- FM Detection
- Carrier Detection

GENERAL DESCRIPTION

The XR-2211 is a monolithic phase-locked loop (PLL) system especially designed for data communications applications. It is particularly suited for FSK modem applications. It operates over a wide supply voltage range of 4.5 to 20V and a wide frequency range of 0.01Hz to 300kHz. It can accommodate analog signals between 10mV and 3V, and can interface with conventional DTL, TTL, and ECL logic families. The circuit consists of a basic PLL for tracking an input signal within the pass band, a

quadrature phase detector which provides carrier detection, and an FSK voltage comparator which provides FSK demodulation. External components are used to independently set center frequency, bandwidth, and output delay. An internal voltage reference proportional to the power supply is provided at an output pin.

The XR-2211 is available in 14 pin packages specified for military and industrial temperature ranges.

ORDERING INFORMATION

Part No.	Package	Operating Temperature Range
XR-2211M	14 Pin CDIP (0.300")	-55°C to +125°C
XR-2211N	14 Pin CDIP (0.300")	-40°C to +85°C
XR-2211P	14 Pin PDIP (0.300")	-40°C to +85°C
XR-2211D	14 Lead SOIC (Jedec, 0.150")	-40°C to +85°C

Rev. 3.01
©1992

EXAR Corporation, 48720 Kato Road, Fremont, CA 94538 ♦ (510) 668-7000 ♦ FAX (510) 668-7017

TOM™

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211

EXAR

BLOCK DIAGRAM

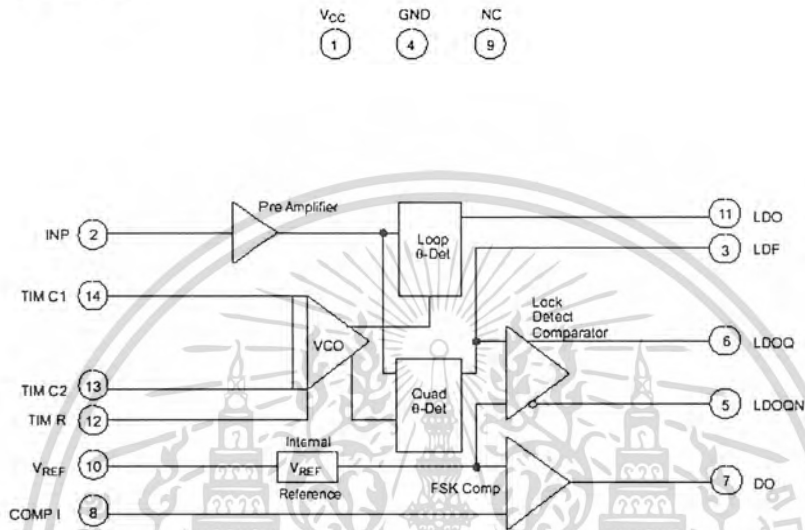
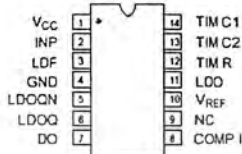
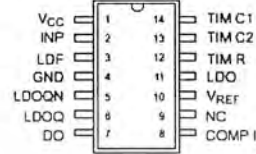


Figure 1. XR-2211 Block Diagram

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้


XR-2211
PIN CONFIGURATION

14 Lead CDIP, PDIP (0.300")

14 Lead SOIC (Jedec, 0.150")
PIN DESCRIPTION

Pin #	Symbol	Type	Description
1	Vcc		Positive Power Supply.
2	INP	I	Receive Analog Input.
3	LDF	O	Lock Detect Filter.
4	GND		Ground Pin.
5	LDOQN	O	Lock Detect Output Not. This output will be low if the VCO is in the capture range.
6	LDOQ	O	Lock Detect Output. This output will be high if the VCO is in the capture range.
7	DO	O	Data Output. Decoded FSK output.
8	COMP I	I	FSK Comparator Input.
9	NC		Not Connected.
10	VREF	O	Internal Voltage Reference. The value of VREF is $V_{CC}/2 - 650mV$.
11	LDO	O	Loop Detect Output. This output provides the result of the quadrature phase detection.
12	TIM R	I	Timing Resistor Input. This pin connects to the timing resistor of the VCO.
13	TIM C2	I	Timing Capacitor Input. The timing capacitor connects between this pin and pin 14.
14	TIM C1	I	Timing Capacitor Input. The timing capacitor connects between this pin and pin 13.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211



ELECTRICAL CHARACTERISTICS

Test Conditions: $V_{CC} = 12V$, $T_A = +25^\circ C$, $R_O = 30K\Omega$, $C_O = 0.033\mu F$, unless otherwise specified.

Parameter	Min.	Typ.	Max.	Unit	Conditions
General					
Supply Voltage	4.5		20	V	
Supply Current		4	7	mA	$R_O \geq 10K\Omega$ See Figure 4.
Oscillator Section					
Frequency Accuracy		± 1	± 3	%	Deviation from $f_O = 1/R_O C_O$
Frequency Stability					
Temperature		± 20	± 50	ppm/ $^\circ C$	See Figure 8.
Power Supply		0.05	0.5	%/V	$V_{CC} = 12 \pm 1V$. See Figure 7.
		0.2		%/V	$V_{CC} = \pm 5V$. See Figure 7.
Upper Frequency Limit	100	300		kHz	$R_O = 8.2K\Omega$, $C_O = 400pF$
Lowest Practical Operating Frequency			0.01	Hz	$R_O = 2M\Omega$, $C_O = 50\mu F$
Timing Resistor, R_O - See Figure 5					
Operating Range	5		2000	K Ω	
Recommended Range	5			K Ω	See Figure 7 and Figure 8.
Loop Phase Detector Section					
Peak Output Current	± 150	± 200	± 300	μA	Measured at Pin 11
Output Offset Current		1		μA	
Output Impedance		1		M Ω	
Maximum Swing	± 4	± 5		V	Referenced to Pin 10
Quadrature Phase Detector					
					Measured at Pin 3
Peak Output Current	100	300		μA	
Output Impedance		1		M Ω	
Maximum Swing		11		V _{pp}	
Input Preempt Section					
					Measured at Pin 2
Input Impedance		20		K Ω	
Input Signal					
Voltage Required to Cause Limiting		2	10	mV rms	

Notes

Parameters are guaranteed over the recommended operating conditions, but are not 100% tested in production. Bold face parameters are covered by production test and guaranteed over operating temperature range.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

EXAR**XR-2211****DC ELECTRICAL CHARACTERISTICS (CONT'D)**Test Conditions: $V_{CC} = 12V$, $T_A = +25^\circ C$, $R_O = 30K\Omega$, $C_O = 0.033\mu F$, unless otherwise specified.

Parameter	Min.	Typ.	Max.	Unit	Conditions
Voltage Comparator Section					
Input Impedance		2		M Ω	Measured at Pins 3 and 8
Input Bias Current		100		nA	
Voltage Gain	55	70		dB	$R_L = 5.1K\Omega$
Output Voltage Low		300	500	mV	$I_C = 3mA$
Output Leakage Current		0.01	10	μA	$V_O = 20V$
Internal Reference					
Voltage Level	4.9	5.3	5.7	V	Measured at Pin 10
Output Impedance		100		Ω	AC Small Signal
Maximum Source Current		80		μA	

Notes

Parameters are guaranteed over the recommended operating conditions, but are not 100% tested in production. **Bold face parameters** are covered by production test and guaranteed over operating temperature range.

Specifications are subject to change without notice

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

Power Supply 20V
 Input Signal Level 3V rms
 Power Dissipation 900mW

Package Power Dissipation Ratings
 CDIP 750mW
 Derate Above $T_A = 25^\circ C$ 8mW/ $^\circ C$
 PDIP 800mW
 Derate Above $T_A = 25^\circ C$ 60mW/ $^\circ C$
 SOIC 390mW
 Derate Above $T_A = 25^\circ C$ 5mW/ $^\circ C$

SYSTEM DESCRIPTION

The main PLL within the XR-2211 is constructed from an input preamplifier, analog multiplier used as a phase detector and a precision voltage controlled oscillator (VCO). The preamplifier is used as a limiter such that input signals above typically 10mV rms are amplified to a constant high level signal. The multiplying-type phase detector acts as a digital exclusive or gate. Its output (unfiltered) produces sum and difference frequencies of the input and the VCO output. The VCO is actually a current controlled oscillator with its normal input current (f_O) set by a resistor (R_O) to ground and its driving current with a resistor (R_1) from the phase detector.

The output of the phase detector produces sum and difference of the input and the VCO frequencies

(internally connected). When in lock, these frequencies are $f_{IN} + f_{VCO}$ (2 times f_{IN} when in lock) and $f_{IN} - f_{VCO}$ (0Hz when lock). By adding a capacitor to the phase detector output, the 2 times f_{IN} component is reduced, leaving a DC voltage that represents the phase difference between the two frequencies. This closes the loop and allows the VCO to track the input frequency.

The FSK comparator is used to determine if the VCO is driven above or below the center frequency (FSK comparator). This will produce both active high and active low outputs to indicate when the main PLL is in lock (quadrature phase detector and lock detector comparator).

Rev. 3 C1

TOM™

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211

EXAR

PRINCIPLES OF OPERATION

Signal Input (Pin 2): Signal is AC coupled to this terminal. The internal impedance at pin 2 is 20KΩ. Recommended input signal level is in the range of 10mV rms to 3V rms.

Quadrature Phase Detector Output (Pin 3): This is the high impedance output of quadrature phase detector and is internally connected to the input of lock detect voltage comparator. In tone detection applications, pin 3 is connected to ground through a parallel combination of R_D and C_D (see Figure 3) to eliminate the chatter at lock detect outputs. If the tone detect section is not used, pin 3 can be left open.

Lock Detect Output, Q (Pin 6): The output at pin 6 is at "low" state when the PLL is out of lock and goes to "high" state when the PLL is locked. It is an open collector type output and requires a pull-up resistor, R_L , to V_{CC} for proper operation. At "low" state, it can sink up to 5mA of load current.

Lock Detect Complement, (Pin 5): The output at pin 5 is the logic complement of the lock detect output at pin 6. This output is also an open collector type stage which can sink 5mA of load current at low or "on" state.

FSK Data Output (Pin 7): This output is an open collector logic stage which requires a pull-up resistor, R_L , to V_{CC} for proper operation. It can sink 5mA of load current. When decoding FSK signals, FSK data output is at "high" or "off" state for low input frequency, and at "low" or "on" state for high input frequency. If no input signal is present, the logic state at pin 7 is indeterminate.

FSK Comparator Input (Pin 8): This is the high impedance input to the FSK voltage comparator. Normally, an FSK post-detection or data filter is connected between this terminal and the PLL phase detector output (pin 11). This data filter is formed by R_F and C_F (see Figure 3). The threshold voltage of the comparator is set by the internal reference voltage, V_{REF} , available at pin 10.

Reference Voltage, V_{REF} (Pin 10): This pin is internally biased at the reference voltage level, V_{REF} : $V_{REF} = V_{CC} / 2 - 650mV$. The DC voltage level at this pin forms an internal reference for the voltage levels at pins 5, 8, 11 and 12. Pin

10 must be bypassed to ground with a 0.1μF capacitor for proper operation of the circuit.

Loop Phase Detector Output (Pin 11): This terminal provides a high impedance output for the loop phase detector. The PLL loop filter is formed by R_1 and C_1 connected to pin 11 (see Figure 3). With no input signal, or with no phase error within the PLL, the DC level at pin 11 is very nearly equal to V_{REF} . The peak to peak voltage swing available at the phase detector output is equal to $2 \times V_{REF}$.

VCO Control Input (Pin 12): VCO free-running frequency is determined by external timing resistor, R_0 , connected from this terminal to ground. The VCO free-running frequency, f_0 , is:

$$f_0 = \frac{1}{R_0 C_0} \text{ Hz}$$

where C_0 is the timing capacitor across pins 13 and 14. For optimum temperature stability, R_0 must be in the range of 10KΩ to 100KΩ (see Figure 9.)

This terminal is a low impedance point, and is internally biased at a DC level equal to V_{REF} . The maximum timing current drawn from pin 12 must be limited to $\leq 3mA$ for proper operation of the circuit.

VCO Timing Capacitor (Pins 13 and 14): VCO frequency is inversely proportional to the external timing capacitor, C_0 , connected across these terminals (see Figure 6.) C_0 must be non-polar, and in the range of 200pF to 10μF.

VCO Frequency Adjustment: VCO can be fine-tuned by connecting a potentiometer, R_X , in series with R_0 at pin 12 (see Figure 10.)

VCO Free-Running Frequency, f_0 : XR-2211 does not have a separate VCO output terminal. Instead, the VCO outputs are internally connected to the phase detector sections of the circuit. For set-up or adjustment purposes, the VCO free-running frequency can be tuned by using the generalized circuit in Figure 3, and applying an alternating bit pattern of 0's and 1's at the known mark and space frequencies. By adjusting R_0 , the VCO can then be tuned to obtain a 50% duty cycle on the FSK output (pin 7). This will ensure that the VCO f_0 value is accurately referenced to the mark and space frequencies.

Rcv. 3 01

TQM™

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

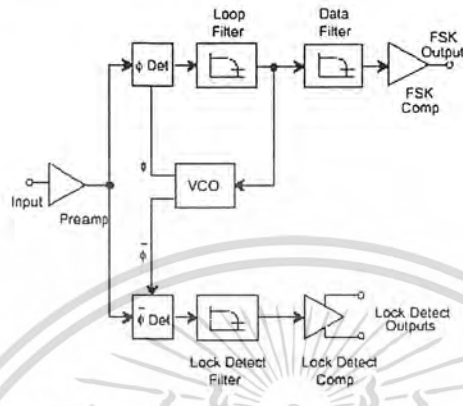


Figure 2. Functional Block Diagram of a Tone and FSK Decoding System Using XR-2211

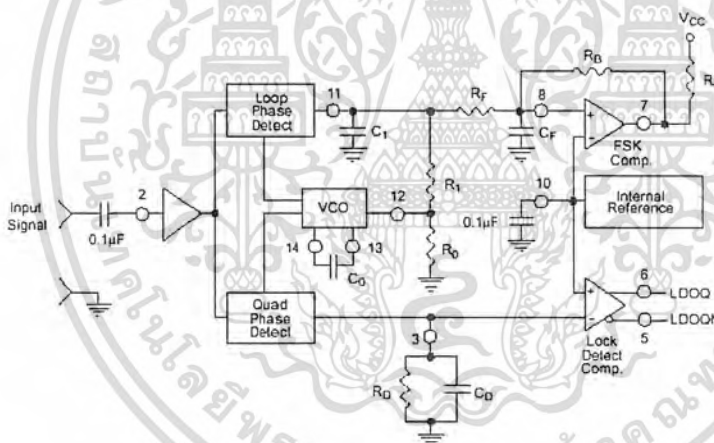


Figure 3. Generalized Circuit Connection for FSK and Tone Detection

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211



DESIGN EQUATIONS

(All resistance in Ω , all frequency in Hz and all capacitance in farads, unless otherwise specified)

(See Figure 3 for definition of components)

1. VCO Center Frequency, f_0 :

$$f_0 = \frac{1}{R_0 C_0}$$

2. Internal Reference Voltage, V_{REF} (measured at pin 10):

$$V_{REF} = \left(\frac{V_{CC}}{2} \right) - 650 \text{ mV in volts}$$

3. Loop Low-Pass Filter Time Constant, τ :

$$\tau = C_1 R_{pp} \text{ (seconds)}$$

where:

$$R_{pp} = \left(\frac{R_1 R_f}{R_1 - R_f} \right)$$

if R_f is ∞ or C_f reactance is ∞ , then $R_{pp} = R_1$

4. Loop Damping, ζ :

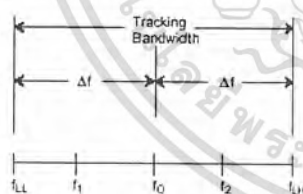
$$\zeta = \sqrt{\left(\frac{1250 C_0}{R_1 C_1} \right)}$$

Note: For derivation/explanation of this equation, please see TAN-011.

5. Loop-tracking

bandwidth, $\frac{\Delta f}{f_0}$

$$\frac{\Delta f}{f_0} = \frac{R_0}{R_1}$$



EXAR**XR-2211**

6. FSK Data filter time constant, t_F :

$$t_F = \frac{R_B \cdot R_F}{(R_B - R_F)} \cdot C_F \text{ (seconds)}$$

7. Loop phase detector conversion gain, K_d : (K_d is the differential DC voltage across pin 10 and pin11, per unit of phase error at phase detector input):

$$K_d = \frac{V_{REF} \cdot R_1}{10,000 \cdot \pi} \frac{\text{volt}}{\text{radian}}$$

Note: For derivation/explanation of this equation, please see TAN-011.

8. VCO conversion gain, K_o : (K_o is the amount of change in VCO frequency, per unit of DC voltage change at pin 11):

$$K_o = \frac{-2\pi}{V_{REF} \cdot C_o \cdot R_1} \left(\frac{\text{radian} \cdot \text{second}}{\text{volt}} \right)$$

9. The filter transfer function:

$$F(s) = \frac{1}{1 - SR_1 \cdot C_1} \text{ at } 0 \text{ Hz. } \quad S = j\omega \text{ and } \omega = 0$$

10. Total loop gain, K_T :

$$K_T = K_o \cdot K_d \cdot F(s) = \left(\frac{R_F}{5,000 \cdot C_o \cdot (R_1 - R_F)} \right) \frac{1}{\text{seconds}}$$

11. Peak detector current I_A :

$$I_A = \frac{V_{REF}}{20,000} \text{ (} V_{REF} \text{ in volts and } I_A \text{ in amps)}$$

Note: For derivation/explanation of this equation, please see TAN-011.

XR-2211



APPLICATIONS INFORMATION

FSK Decoding

Figure 10 shows the basic circuit connection for FSK decoding. With reference to Figure 3 and Figure 10, the functions of external components are defined as follows: R_0 and C_0 set the PLL center frequency, R_1 sets the system bandwidth, and C_1 sets the loop filter time constant and the loop damping factor. C_F and R_F form a one-pole post-detection filter for the FSK data output. The resistor R_B from pin 7 to pin 8 introduces positive feedback across the FSK comparator to facilitate rapid transition between output logic states.

Design Instructions:

The circuit of Figure 10 can be tailored for any FSK decoding application by the choice of five key circuit components: R_0 , R_1 , C_0 , C_1 and C_F . For a given set of FSK mark and space frequencies, f_0 and f_1 , these parameters can be calculated as follows:

(All resistance in Ω 's, all frequency in Hz and all capacitance in farads, unless otherwise specified)

- a) Calculate PLL center frequency, f_0 :

$$f_0 = \frac{F_1 F_2}{F_1 + F_2}$$

- b) Choose value of timing resistor R_0 , to be in the range of $10K\Omega$ to $100K\Omega$. This choice is arbitrary. The recommended value is $R_0 = 20K\Omega$. The final value of R_0 is normally fine-tuned with the series potentiometer, R_x .

$$R_0 = R_0 - \frac{R_x}{2}$$

- c) Calculate value of C_0 from design equation (1) or from Figure 7:

$$C_0 = \frac{1}{R_0 \cdot f_0}$$

- d) Calculate R_1 to give the desired tracking bandwidth (See design equation 5):

$$R_1 = \frac{R_0 f_0}{(f_1 - f_2)} \cdot 2$$

- e) Calculate C_1 to set loop damping. (See design equation 4):

Normally, $\zeta = 0.5$ is recommended.

$$C_1 = \frac{1250 \cdot C_0}{R_1 \cdot \zeta^2}$$

- f) The input to the XR-2211 may sometimes be too sensitive to noise conditions on the input line. Figure 4 illustrates a method of de-sensitizing the XR-2211 from such noisy line conditions by the use of a resistor, R_x , connected from pin 2 to ground. The value of R_x is chosen by the equation and the desired minimum signal threshold level.

$$V_{IN} \text{ minimum (peak)} = V_s - V_b - \Delta V - 2.8mV \text{ offset} - V_{REF} \frac{20,000}{(20,000 - R_x)} \text{ or } R_x = 20,000 \left(\frac{V_{REF}}{\Delta V} - 1 \right)$$

V_{IN} minimum (peak) input voltage must exceed this value to be detected (equivalent to adjusting V threshold)

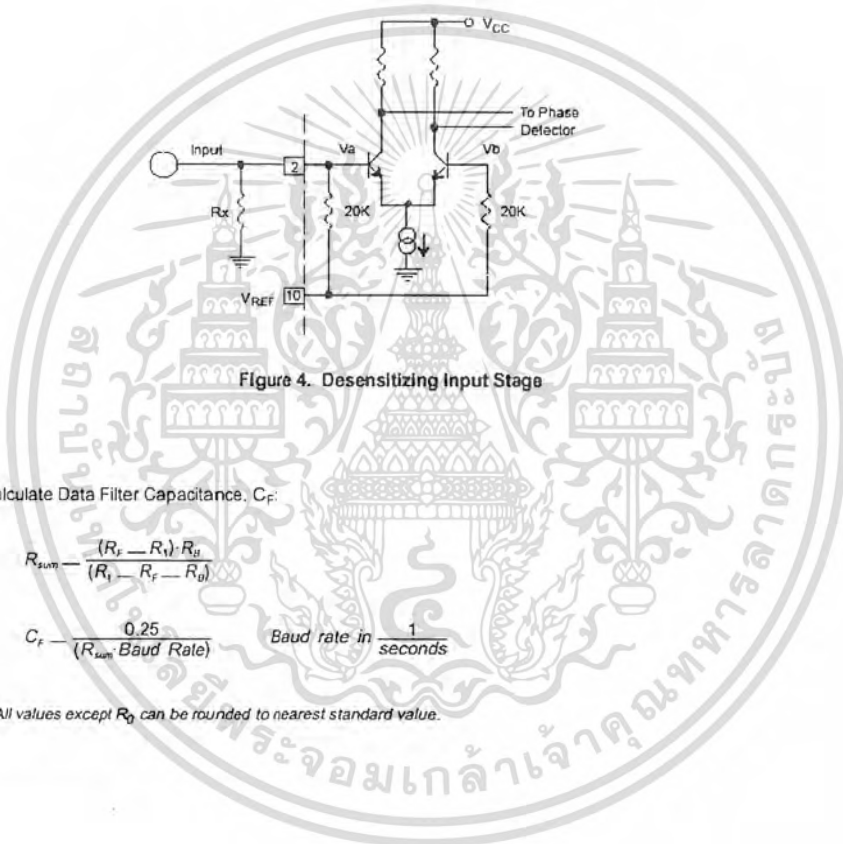


Figure 4. Desensitizing Input Stage

- g) Calculate Data Filter Capacitance, C_f :

$$R_{sum} = \frac{(R_f - R_v) R_g}{(R_f - R_f - R_g)}$$

$$C_f = \frac{0.25}{(R_{sum} \text{ Baud Rate})} \quad \text{Baud rate in } \frac{1}{\text{seconds}}$$

Note: All values except R_0 can be rounded to nearest standard value.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211

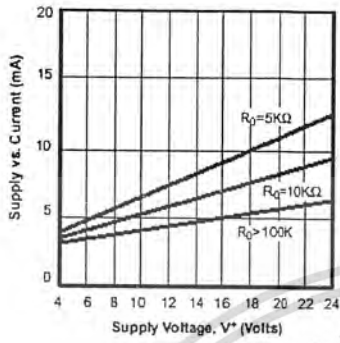


Figure 5. Typical Supply Current vs. V+ (Logic Outputs Open Circuited)

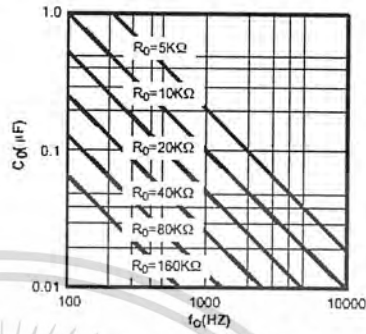


Figure 6. VCO Frequency vs. Timing Resistor

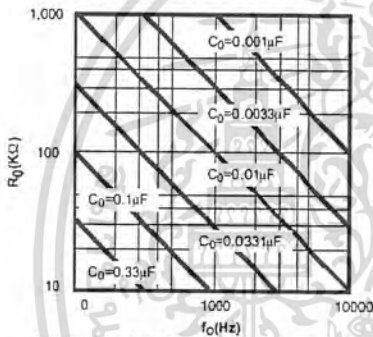


Figure 7. VCO Frequency vs. Timing Capacitor

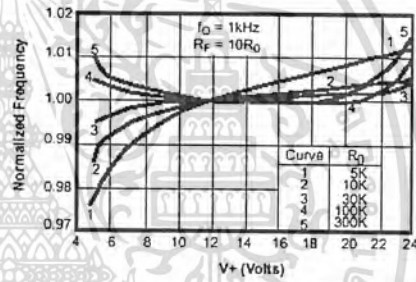


Figure 8. Typical f_0 vs. Power Supply Characteristics

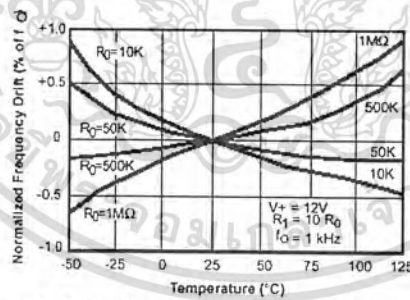


Figure 9. Typical Center Frequency Drift vs. Temperature



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Design Example:**1200 Baud FSK demodulator with mark and space frequencies of 1200/2200.**Step 1: Calculate f_0 : from design instructions

$$(a) f_0 = \frac{1200 + 2200}{2} = 1624$$

Step 2: Calculate R_0 : $R_0 = 10K$ with a potentiometer of $10K$. (See design instructions (b))

$$(b) R_f = 10 \frac{10}{2} = 15K$$

Step 3: Calculate C_0 from design instructions

$$(c) C_0 = \frac{1}{15000 \cdot 1624} = 39nF$$

Step 4: Calculate R_1 : from design instructions

$$(d) R_1 = \frac{20000 \cdot 1624 \cdot 2}{(2200 - 1200)} = 51,000$$

Step 5: Calculate C_1 : from design instructions

$$(e) C_1 = \frac{1250 \cdot 39nF}{51000 \cdot 0.5^2} = 3.9nF$$

Step 6: Calculate R_F : R_F should be at least five times R_1 , $R_F = 51,000 \cdot 5 = 255 K\Omega$ Step 7: Calculate R_B : R_B should be at least five times R_F , $R_B = 255,000 \cdot 5 = 1.2 M\Omega$ Step 8: Calculate R_{SUM} .

$$R_{SUM} = \frac{(R_F + R_1) R_B}{(R_F + R_1 + R_B)} = 240K\Omega$$

Step 9: Calculate C_F .

$$C_F = \frac{0.25}{R_{SUM} \cdot \text{Baud Rate}} = 1nF$$

Note: All values except R_0 can be rounded to nearest standard value.

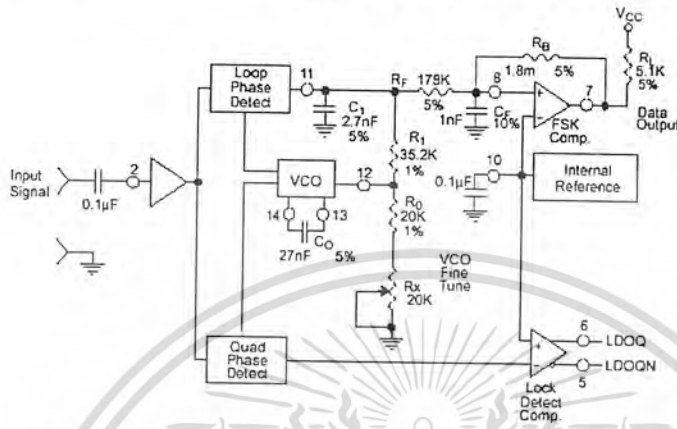


Figure 10. Circuit Connection for FSK Decoding of Caller Identification Signals (Bell 202 Format)

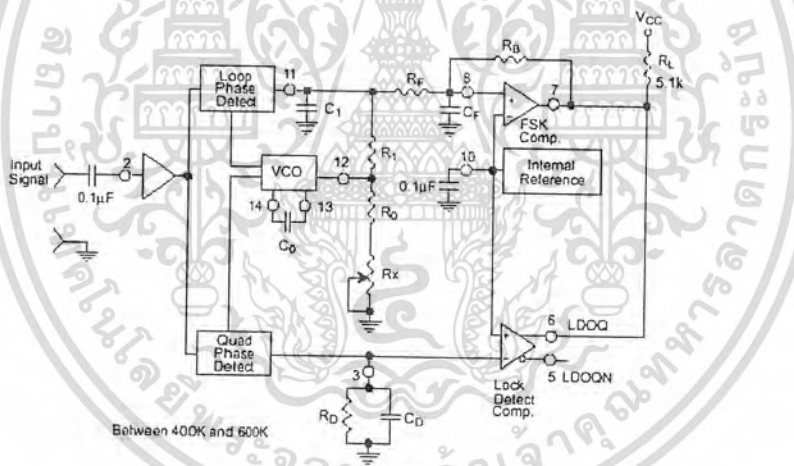


Figure 11. External Connectors for FSK Demodulation with Carrier Detect Capability

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

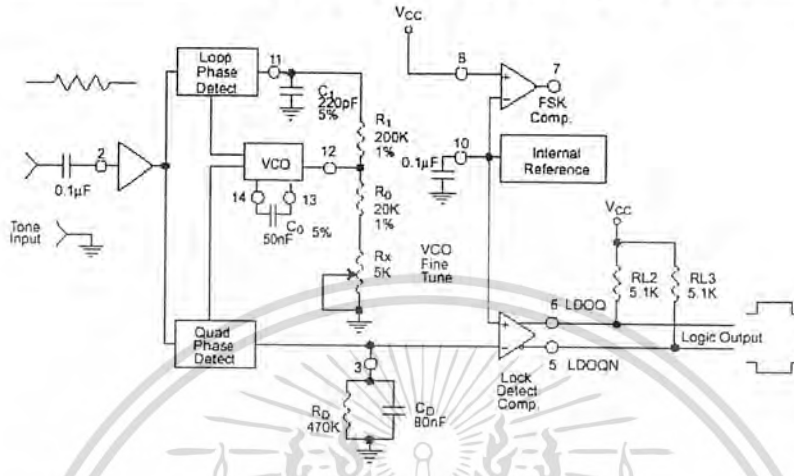


Figure 12. Circuit Connection for Tone Detection

FSK Decoding with Carrier Detect

The lock detect section of XR-2211 can be used as a carrier detect option for FSK decoding. The recommended circuit connection for this application is shown in Figure 11. The open collector lock detect output, pin 6, is shorted to data output (pin 7). Thus, data output will be disabled at "low" state, until there is a carrier within the detection band of the PLL and the pin 6 output goes "high" to enable the data output.

Note: Data Output is "Low" When No Carrier is Present.

The minimum value of the lock detect filter capacitance C_D is inversely proportional to the capture range, $\pm\Delta f_c$. This is the range of incoming frequencies over which the loop can acquire lock and is always less than the tracking range. It is further limited by C_1 . For most applications, $\Delta f_c > \Delta f/2$. For $R_D = 470K\Omega$, the approximate minimum value of C_D can be determined by:

$$C_D \approx \frac{16}{\Delta f} C \text{ in } \mu\text{F and } f \text{ in Hz.}$$

C in μF and f in Hz.

With values of C_D that are too small, chatter can be observed on the lock detect output as an incoming signal

frequency approaches the capture bandwidth. Excessively large values of C_D will slow the response time of the lock detect output. For Caller I.D. applications choose $C_D = 0.1\mu\text{F}$.

Tone Detection

Figure 12 shows the generalized circuit connection for tone detection. The logic outputs, LDOQN and LDOQ at pins 5 and 6 are normally at "high" and "low" logic states, respectively. When a tone is present within the detection band of the PLL, the logic state at these outputs become reversed for the duration of the input tone. Each logic output can sink 5mA of load current.

Both outputs at pins 5 and 6 are open collector type stages, and require external pull-up resistors R_{L2} and R_{L3} , as shown in Figure 12.

With reference to Figure 3 and Figure 12, the functions of the external circuit components can be explained as follows: R_0 and C_0 set VCO center frequency; R_1 sets the detection bandwidth; C_1 sets the low pass-loop filter time constant and the loop damping factor.

XR-2211



Design Instructions:

The circuit of Figure 12 can be optimized for any tone detection application by the choice of the 5 key circuit components: R_0 , R_1 , C_0 , C_1 and C_D . For a given input, the tone frequency, f_S , these parameters are calculated as follows:
(All resistance in Ω 's, all frequency in Hz and all capacitance in farads, unless otherwise specified)

- Choose value of timing resistor R_0 to be in the range of 10K Ω to 50K Ω . This choice is dictated by the max./min. current that the internal voltage reference can deliver. The recommended value is $R_0 = 20K\Omega$. The final value of R_0 is normally fine-tuned with the series potentiometer, R_X .
- Calculate value of C_0 from design equation (1) or from Figure 7 $f_S = f_0$:

$$C_0 = \frac{1}{R_0 \cdot f_S}$$

- Calculate R_1 to set the bandwidth $\pm \Delta f$ (See design equation 5):

$$R_1 = \frac{R_0 \cdot f_0 \cdot 2}{\Delta f}$$

Note: The total detection bandwidth covers the frequency range of $f_0 \pm \Delta f$

- Calculate value of C_1 for a given loop damping factor:
Normally, $\zeta = 0.5$ is recommended.

$$C_1 = \frac{1250 \cdot C_0}{R_1 \cdot \zeta^2}$$

Increasing C_1 improves the out-of-band signal rejection, but increases the PLL capture time.

- Calculate value of the filter capacitor C_D . To avoid chatter at the logic output, with $R_D = 470K\Omega$, C_D must be:

$$C_D = \frac{16}{\Delta f} \quad C \text{ in } \mu F$$

Increasing C_D slows down the logic output response time.

Design Examples:

Tone detector with a detection band of $\pm 100\text{Hz}$:

- Choose value of timing resistor R_0 to be in the range of 10K Ω to 50K Ω . This choice is dictated by the max./min. current that the internal voltage reference can deliver. The recommended value is $R_0 = 20K\Omega$. The final value of R_0 is normally fine-tuned with the series potentiometer, R_X .
- Calculate value of C_0 from design equation (1) or from Figure 6 $f_S = f_0$:

$$C_0 = \frac{1}{R_0 \cdot f_S} = \frac{1}{20,000 \cdot 1,000} = 50 \text{ nF}$$

c) Calculate R_1 to set the bandwidth $\pm\Delta f$ (See design equation 5):

$$R_1 = \frac{R_0 \cdot f_0^2}{\Delta f} = \frac{20,000 \cdot 1,000^2}{100} = 400K$$

Note: The total detection bandwidth covers the frequency range of $f_0 \pm \Delta f$

d) Calculate value of C_0 for a given loop damping factor:

Normally, $\zeta = 0.5$ is recommended.

$$C_1 = \frac{1250 \cdot C_0}{R_1 \cdot \zeta^2} = \frac{1250 \cdot 50 \cdot 10^{-9}}{400,000 \cdot 0.5^2} = 6.25pF$$

Increasing C_1 improves the out-of-band signal rejection, but increases the PLL capture time.

e) Calculate value of the filter capacitor C_D . To avoid chatter at the logic output, with $R_D = 470K\Omega$, C_D must be:

$$C_D = \frac{16}{\Delta f} = \frac{16}{200} = 80nF$$

Increasing C_D slows down the logic output response time.

f) Fine tune center frequency with $5K\Omega$ potentiometer, R_x .

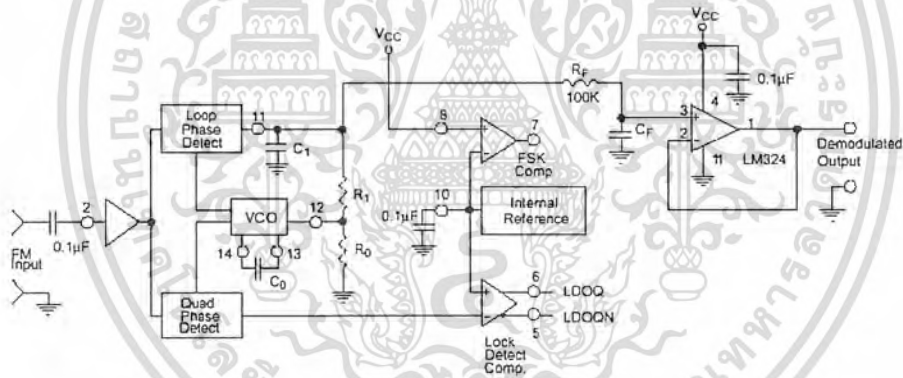


Figure 13. Linear FM Detector Using XR-2211 and an External Op Amp.
(See Section on Design Equation for Component Values.)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211



Linear FM Detection

XR-2211 can be used as a linear FM detector for a wide range of analog communications and telemetry applications. The recommended circuit connection for this application is shown in Figure 13. The demodulated output is taken from the loop phase detector output (pin 11), through a post-detection filter made up of R_F and C_F , and an external buffer amplifier. This buffer amplifier is necessary because of the high impedance output at pin 11. Normally, a non-inverting unity gain op amp can be used as a buffer amplifier, as shown in Figure 13.

The FM detector gain, i.e., the output voltage change per unit of FM deviation can be given as:

$$V_{out} = \frac{R_1 \cdot V_{REF}}{100 \cdot R_0}$$

where V_R is the internal reference voltage ($V_{REF} = V_{CC} / 2 - 650mV$). For the choice of external components R_1 , R_0 , C_D , C_1 and C_F , see the section on design equations.

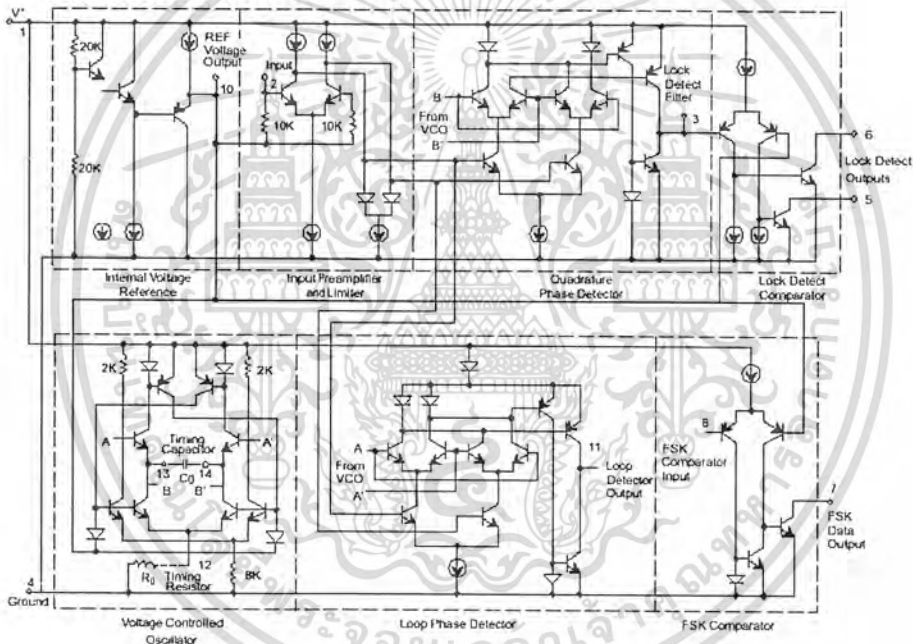


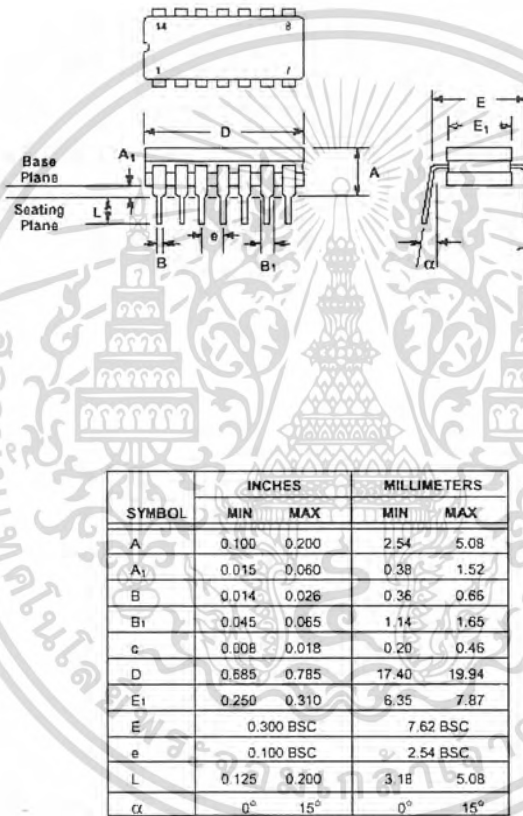
Figure 14. Equivalent Schematic Diagram



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

14 LEAD CERAMIC DUAL-IN-LINE
(300 MIL CDIP)

Rev. 1.00



Note: The control dimension is the inch column.

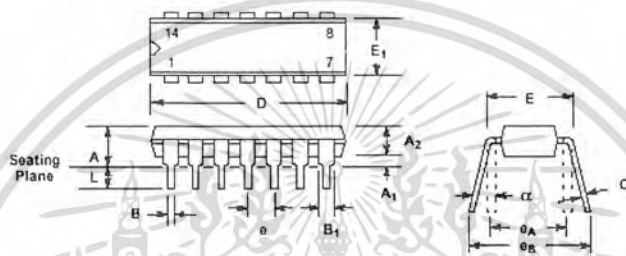
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211

EXAR

14 LEAD PLASTIC DUAL-IN-LINE
(300 MIL PDIP)

Rev. 1.00



SYMBOL	INCHES		MILLIMETERS	
	MIN	MAX	MIN	MAX
A	0.145	0.210	3.68	5.33
A ₁	0.015	0.070	0.38	1.78
A ₂	0.115	0.195	2.92	4.95
B	0.014	0.024	0.36	0.56
B ₁	0.030	0.070	0.76	1.78
C	0.008	0.014	0.20	0.38
D	0.725	0.795	18.42	20.19
E	0.300	0.325	7.62	8.26
E ₁	0.240	0.280	6.10	7.11
e	0.100 BSC		2.54 BSC	
e _A	0.300 BSC		7.62 BSC	
e _B	0.310	0.430	7.87	10.92
L	0.115	0.160	2.92	4.06
α	0°	15°	0°	15°

Note: The control dimension is the inch column

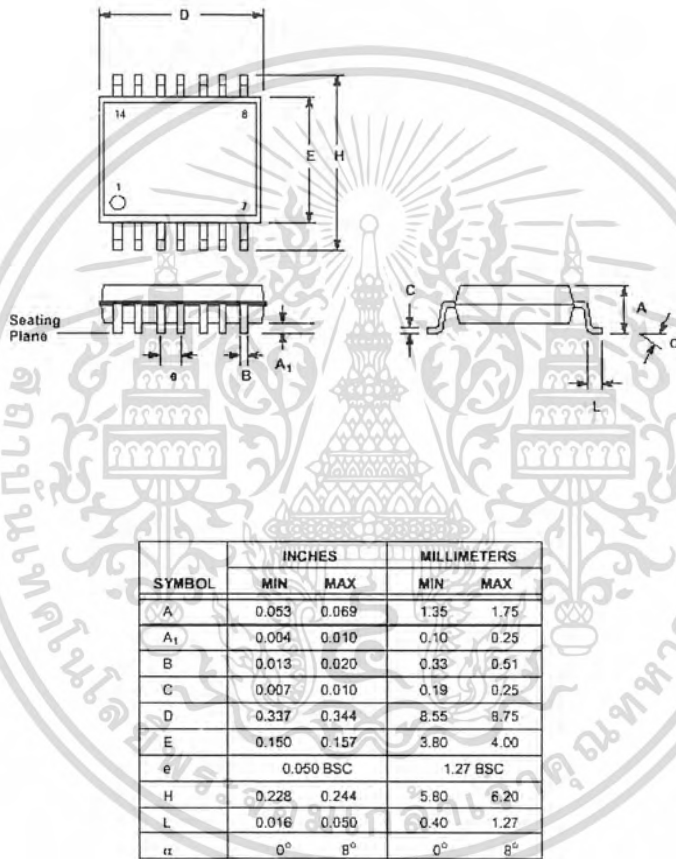
Rev. 3.01

TQM™

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

14 LEAD SMALL OUTLINE
(150 MIL JEDEC SOIC)

Rev. 1.00



Note: The control dimension is the millimeter column

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Notes



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Notes



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

XR-2211

EXAR

NOTICE

EXAR Corporation reserves the right to make changes to the products contained in this publication in order to improve design, performance or reliability. EXAR Corporation assumes no responsibility for the use of any circuits described herein, conveys no license under any patent or other right, and makes no representation that the circuits are free of patent infringement. Charts and schedules contained here in are only for illustration purposes and may vary depending upon a user's specific application. While the information in this publication has been carefully checked; no responsibility, however, is assumed for inaccuracies.

EXAR Corporation does not recommend the use of any of its products in life support applications where the failure or malfunction of the product can reasonably be expected to cause failure of the life support system or to significantly affect its safety or effectiveness. Products are not authorized for use in such applications unless EXAR Corporation receives, in writing, assurances to its satisfaction that: (a) the risk of injury or damage has been minimized; (b) the user assumes all such risks; (c) potential liability of EXAR Corporation is adequately protected under the circumstances.

Copyright 1995 EXAR Corporation
Datasheet June 1997

Reproduction, in part or whole, without the prior written consent of EXAR Corporation is prohibited.

Rev. 3.01

24

TOM™

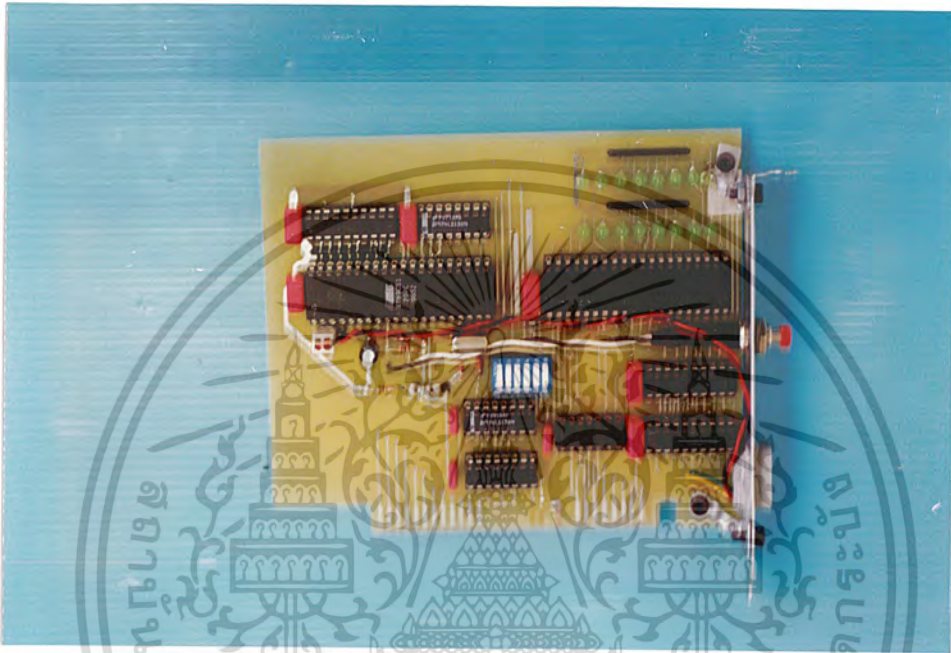
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

คู่มือการใช้งาน

การต่อใช้งาน



นำเครื่องส่งต่อกับเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม เครื่องรับต่อกับการ์ดอินเตอร์เฟส โดยเสียบการ์ดที่ช่อง ISA ของเครื่องคอมพิวเตอร์

คู่มือการใช้งาน

1. นำเครื่องวัดความเร็วและทิศทางลม ไปติดตั้งไว้ที่เสา ณ. จุดที่ต้องการโดยตั้งในแนวตั้งและตั้งฉาก
2. เปิดเครื่องส่งให้ทำงาน
3. เปิดเครื่องรับ
4. ต่อเอาต์พุตด้านหลังเครื่องรับเข้ากับการ์ดอินเตอร์เฟส
6. กดปุ่ม Reset ที่เครื่องส่ง, เครื่องรับ และการ์ดอินเตอร์เฟส
5. เปิดคอมพิวเตอร์เข้าไปยังโปรแกรม wind

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ขั้นตอนการทดสอบ

1. ต่อเครื่องวัดความเร็วและทิศทางการเข้ากับเครื่องส่ง
2. จ่ายไฟให้กับเครื่องรับและเครื่องส่ง
3. ทดลองหมุนเครื่องวัดความเร็วและทิศทางการด้วยมือ สังเกตการเปลี่ยนแปลงของหลอดไดโอดเปล่งแสงว่ามีการเปลี่ยนแปลงหรือไม่หรืออาจดูการเปลี่ยนแปลงของหน้าจอคอมพิวเตอร์

โปรแกรมเครื่องวัดความเร็วและทิศทางการ

หลักการทำงานของโปรแกรม จะทำการรับข้อมูลจากการ์ดอินเตอร์เฟซจำนวน 8 บิต ซึ่งทางซอฟต์แวร์จะมีการตรวจสอบค่าจากพอร์ตตลอดเวลาและมีฐานเวลาจากเครื่องคอมพิวเตอร์ เป็นตัวกำหนดการเก็บค่าความเร็วลม โดยตั้งไว้ที่ทุก 10 วินาทีจะทำการเก็บค่า 1 ค่า จะเป็นข้อมูลปัจจุบันซึ่งเก็บและแสดงข้อมูลอัตโนมัติทุก 10 วินาที นอกจากนี้สามารถปรับปรุงข้อมูลในช่วงของแต่ละวันเป็นรายวันโดยจะอ้างอิงวันเมื่อเปลี่ยนวันก็จะทำการลบข้อมูลปัจจุบันและจะเก็บข้อมูลของวันนั้นตลอด 24 ชั่วโมงเป็นข้อมูลรายวัน และทำการเฉลี่ยเพื่อปรับปรุงเป็นข้อมูลรายเดือนเรียกดูได้จากฟอร์มดูข้อมูล โดยจะมีให้เลือก 3 รายการ

1. ข้อมูลปัจจุบัน : เป็นการดูข้อมูลความเร็วลมในเวลาปัจจุบันทุก 10 วินาทีดูได้ทันทีโดยเลือกปุ่มข้อมูลปัจจุบัน และสามารถลบข้อมูลซึ่งจะต้องระบุ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการลบข้อมูล
2. ข้อมูลรายวัน : เป็นการดูข้อมูลความเร็วลมของแต่ละวันโดยจะต้องใส่ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการดูข้อมูล และสามารถลบข้อมูลซึ่งจะต้องระบุ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการลบข้อมูล
3. ข้อมูลรายเดือน : เป็นการดูข้อมูลความเร็วลมที่เฉลี่ยข้อมูลความเร็วลมรายวันเป็นรายเดือน โดยจะต้องกำหนดเดือนที่ต้องการดูข้อมูล และสามารถลบข้อมูลซึ่งจะต้องระบุ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการลบข้อมูล

คุณสมบัติของเครื่องคอมพิวเตอร์ที่สามารถใช้งานโปรแกรมนี้ได้

1. เครื่องคอมพิวเตอร์ ที่มีหน่วยประมวลผลกลางรุ่น Pentium 90 MHz หรือสูงกว่า
2. มีหน่วยความจำ 24 MB สำหรับ Windows 95, 32 MB สำหรับ Windows NT Version 4.0 หรือสูงกว่า
3. มีฮาร์ดไดรฟ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารภาพระดับความละเอียด VGA 640 X 480 จุด สามารถแสดงสีได้อย่างน้อย 16 สี ด้านการคำนวณว่ากรณีใดที่มีข้อ ISA อย่างน้อยที่สุดของเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

6. ระบบปฏิบัติการ Windows 95หรือสูงกว่า หรือระบบปฏิบัติการ Windows NT Version 4.0 หรือสูงกว่า

7. คีย์บอร์ด

8. ฟลอปปีดิสก์ไครฟ์ขนาด 3.5 นิ้วอย่างน้อย 1 ช่อง

9. หากต้องการแก้ไขซอร์สโค้ดของโปรแกรมความจะมีโปรแกรม Visual BasicVersion6

การติดตั้งโปรแกรม

ในการติดตั้งใช้แผ่นฟลอปปีดิสก์ขนาด 3.5 นิ้ว ซึ่งบรรจุโปรแกรมจำนวน 1 แผ่น มีขั้นตอนดังนี้คือ

1. ต่อสายสัญญาณจากเครื่องรับเข้าการ์ดอินเตอร์เฟส

2. เปิดเครื่องคอมพิวเตอร์

3. ใส่แผ่นฟลอปปีดิสก์ที่มีชื่อไฟล์ Wind.Exe เข้าดิสก์ไครฟ์ขนาด 3.2 นิ้ว

4. จากนั้นเข้าที่ Start Menu เลือก Run คลิกเข้าไปแล้วพิมพ์ A:\wind.exe กด OK จะเข้าสู่ WinZip Self-Extractor กด Unzip เมื่อเสร็จแล้วจะแสดงไดอะล็อกบ็อก กด OK จากนั้นมาที่ Start Menu เลือก Wind เพื่อทดสอบโปรแกรม

5. นำแผ่นดิสก์ออกจากดิสไครฟ์

การใช้งานเบื้องต้น

การเข้าสู่โปรแกรมคลิก Start Menu เลือก Wind จะปรากฏหน้าจอดังรูป



เอกสารนี้
ไม่ว่า

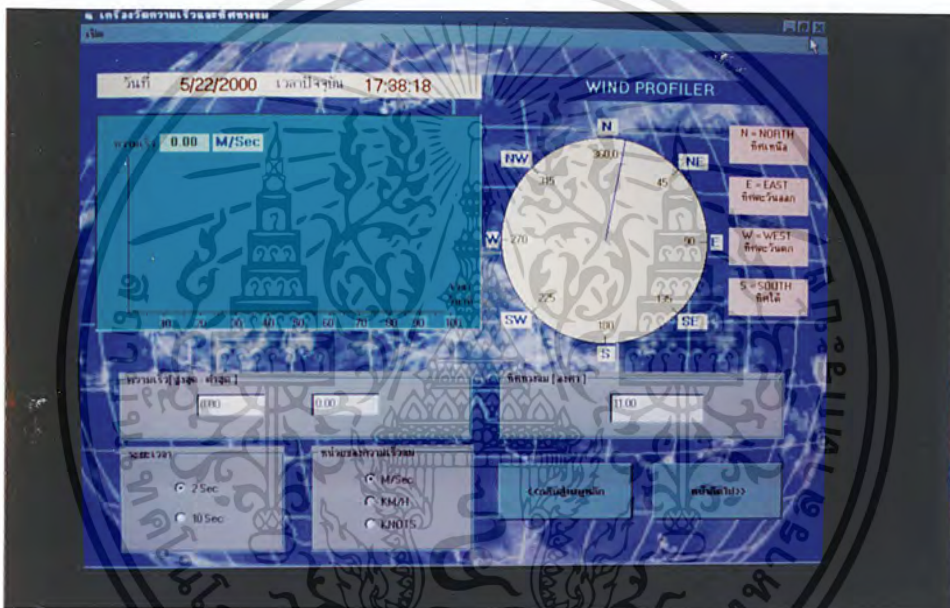
ยชน์ด้านการค้า
มีการนำไปใช้

ปุ่มควบคุม

ปุ่มควบคุมมีอยู่ 3 รายการ

1. ความเร็ว/ทิศทางลม : มีไว้สำหรับการเรียกดูฟอร์มความเร็วลมและทิศทางลม
2. คู่มือ : มีไว้สำหรับการเรียกดูข้อมูลความเร็วลมตาม วัน เดือน ปี ที่ต้องการ
3. จบการทำงาน : เป็นการออกจากโปรแกรม

การเรียกดูความเร็วและทิศทางลม



การกำหนดค่าระยะเวลา

ในเฟรมของระยะเวลาจะมี 2 รายการ

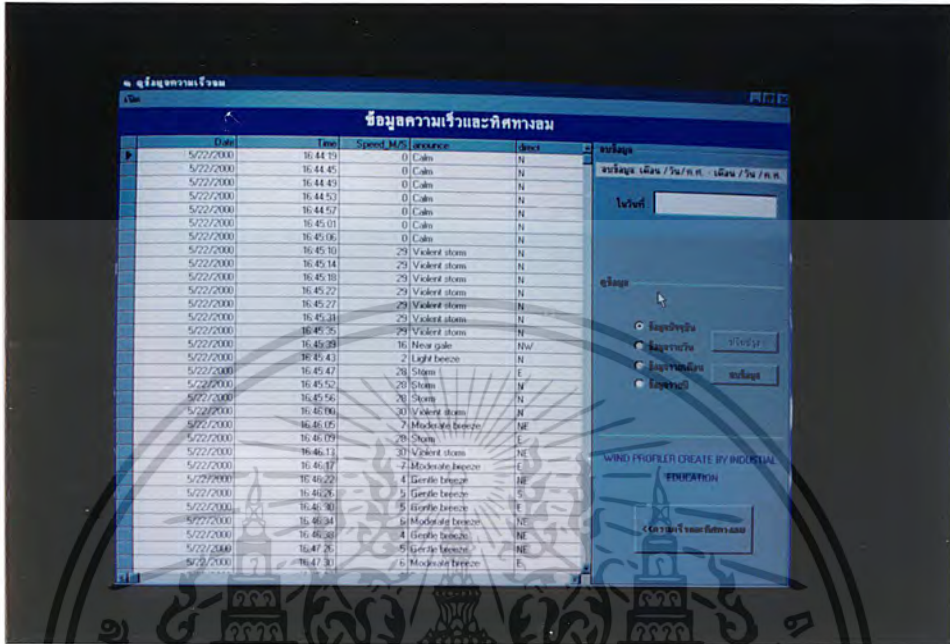
1. 2 Sec : มีไว้สำหรับเลือกระยะเวลาที่จะแสดงการหาค่าความเร็วสูงสุดและต่ำสุดในทุก 2 วินาที
2. 10 Sec : มีไว้สำหรับเลือกระยะเวลาที่จะแสดงการหาค่าความเร็วสูงสุดและต่ำสุดในทุก 10 วินาที

การกำหนดหน่วยความเร็วลม

ในเฟรมของหน่วยความเร็วลมจะมี 3 รายการ

1. M/Sec : ไว้สำหรับการกำหนดหน่วยของความเร็วลมมีหน่วยเป็น เมตรต่อวินาที
2. KM/H : ไว้สำหรับการกำหนดหน่วยของความเร็วลมมีหน่วยเป็น กิโลเมตรต่อชั่วโมง
3. KNOTS : ไว้สำหรับการกำหนดหน่วยของความเร็วลมมีหน่วยเป็น น็อต

การเรียกดูข้อมูล



ดูข้อมูล

ในเฟรมดูข้อมูลจะประกอบด้วย 3 รายการ

1. ข้อมูลปัจจุบัน : เป็นการดูข้อมูลความเร็วลมในเวลาปัจจุบันทุก 10 วินาทีดูได้ทันทีโดยเลือกปุ่มข้อมูลปัจจุบัน และสามารถลบข้อมูลซึ่งจะต้องระบุ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการลบข้อมูลแล้วกด ปุ่ม OK
2. ข้อมูลรายวัน : เป็นการดูข้อมูลความเร็วลมของแต่ละวันโดยจะต้องใส่ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการดูข้อมูลแล้วกดปุ่ม OK ถ้ากด CANCEL จะแสดงข้อมูลทั้งหมด และสามารถลบข้อมูลซึ่งจะต้องระบุ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการลบข้อมูลแล้วกด ปุ่ม OK
3. ข้อมูลรายเดือน : เป็นการดูข้อมูลความเร็วลมที่เฉลี่ยข้อมูลความเร็วลมรายวันเป็นรายเดือน โดยจะต้องกำหนดเดือนที่ต้องการดูข้อมูลแล้วกดปุ่ม OK ถ้ากด CANCEL จะแสดงข้อมูลทั้งหมด และสามารถลบข้อมูลซึ่งจะต้องระบุ เดือน/วัน/ปี ที่ต้องการลบข้อมูลแล้วกด ปุ่ม OK

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ภาคผนวก ช
การสอบเทียบเครื่องวัดความเร็ว และทิศทางลม
กับกรมอุตุนิยมวิทยา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



THAI METEOROLOGICAL DEPARTMENT

Calibration Certificate

ตารางแสดงผลการสอบเทียบเครื่องวัดลม

TESTED ANEMOMETER : Wind Profiler Via Radio System : สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

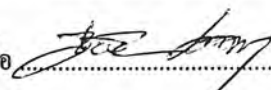
UNIT OF MEASUREMENT : m/sec

REFERENCE ANEMOMETER : Thermal Anemometer 642 S/N 91563 ได้รับการรับรองจาก WMO

: Micromanometer FCO 14 S/N FC 9310119 ได้รับการรับรองจาก WMO

DATE : 09 May 2000

FAN	642	FCO14		REFERENCE		TESTED ANEMOMETER				ROOM CONDITION			
		SPEED	HEAD	SPEED	VOLTAGE	SPEED		VOLTAGE		PRESSURE	TEMPERATURE		Hum.
						m/sec	mm.Wc	m/sec	mV		m/sec	Error	
60	1.00			1.00		0.00	-	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
75	2.00			2.00		2.00	0.00	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
105	3.00			3.00		3.08	-0.08	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
138	4.00			4.00		4.07	-0.07	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
168	5.00			5.00		5.00	0.00	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
198	6.00			6.00		6.01	-0.01	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
236	7.00			7.00		7.02	-0.02	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
272	8.00			8.00		8.07	-0.07	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
298	9.00			9.00		8.67	0.33	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
331	10.00			10.00		9.67	0.33	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
364	11.00			11.00		10.67	0.33	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
400	12.00			12.00		11.67	0.33	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
433	13.00			13.00		13.00	0.00	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
470	14.00			14.00		14.00	0.00	-		1008.00	27.0	20.0	49.9
801	15.00			15.00		15.00	0.00	-		1008.00	27.0	20.0	49.9

ลงชื่อ  ผู้สอบเทียบ

(นายสนรยา ทองสีมา)

งานตรวจสอบและสอบเทียบเครื่องมือ

ฝ่ายมาตรฐานเครื่องมือ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่หรือใช้เกินกว่าที่อนุญาต
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารที่ตรงที่มีการนำไปใช้

นางช่างไฟฟ้า 3

กองช่างเครื่องมือ

โทร. 396-0156

บรรณานุกรม

- 1) ปริญาทิพนธ์, กฤษฎ์ พิมพ์เข็มและสันติ สถิตววรรณะ. “ระบบตรวจจับสัญญาณไฟฟ้าในระบบสื่อสาร” ปีการศึกษา 2539, สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
- 2) ยืน ภู่วรรณ. “วารสารเซมิคอนดักเตอร์อิเล็กทรอนิกส์ ฉบับที่ 77”, 2530
- 3) สวี สุวรรณพงศ์. “คู่มือเครื่องตรวจอากาศ”, กรมอุตุนิยมวิทยา สำนักนายกรัฐมนตร
- 4) อภินันท์ มัชฌานนท์. “การสื่อสารเส้นใยแสง”, สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง, 2537



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประวัติผู้แต่ง

ชื่อผู้ทำปริญญาบัตร	นายไกรยศ แซ่เจีย
วันเดือนปีเกิด	13 กันยายน พ.ศ. 2521
สถานที่เกิด	จังหวัดพังงา
ภูมิลำเนาเดิม	118 หมู่ 13 ต.โคกกลอย อ.ตะกั่วทุ่ง จังหวัดพังงา 82140
ที่อยู่ปัจจุบัน	118 หมู่ 13 ต.โคกกลอย อ.ตะกั่วทุ่ง จังหวัดพังงา 82140
โทรศัพท์	076-581855
ประวัติการศึกษา	
ประถมศึกษา	โรงเรียน โคกกลอยวิทยา จังหวัดพังงา
มัธยมศึกษาตอนต้น	โรงเรียนทุ่งโพธิ์วิทยา จังหวัดพังงา
ประกาศนียบัตรวิชาชีพ (ปวช.)	วิทยาลัยเทคนิคพังงา
ประกาศนียบัตรวิชาชีพชั้นสูง (ปวส.)	วิทยาลัยเทคนิคภูเก็ต
ปริญญาตรี	สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม ภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหาร ลาดกระบัง
คติพจน์	“จงทำอย่างใจคิด ถึงถูกผิดก็ชีวิตเรา”

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประวัติผู้แต่ง



ชื่อผู้ทำปริญญาบัตร	นายนันทวัฒน์ จ้างมีศิลป์
วันเดือนปีเกิด	28 มีนาคม พ.ศ. 2521
สถานที่เกิด	จังหวัดพังงา
ภูมิลำเนาเดิม	4/3 หมู่ 4 ต.ท่านา อ.กะปง จังหวัดพังงา 82170
ที่อยู่ปัจจุบัน	42/5 หมู่ 7 ต.ศรีสุนทร อ.ถลาง จังหวัดภูเก็ต 83110
โทรศัพท์	076-272536
ประวัติการศึกษา	
ประถมศึกษา	โรงเรียนบ้านปากพ่องหมื่นทองรัฐรังสรรค์ จังหวัดพังงา
มัธยมศึกษาตอนต้น	โรงเรียนตะกั่วป่าเสนานุกูล จังหวัดพังงา
ประกาศนียบัตรวิชาชีพ (ปวช.)	วิทยาลัยเทคนิคภูเก็ต
ประกาศนียบัตรวิชาชีพชั้นสูง (ปวส.)	วิทยาลัยเทคนิคภูเก็ต
ปริญญาตรี	สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม ภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหาร ลาดกระบัง
คติพจน์	“เวลาทุกนาทีมีค่า จงอย่าทำตนให้ไร้ค่าตาม เวลาที่เสียไป”

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประวัติผู้แต่ง



ชื่อผู้ทำปริญญาโท	นางสาวนันทิยา จันทร์ประดับ
วันเดือนปีเกิด	4 ธันวาคม พ.ศ. 2520
สถานที่เกิด	จังหวัดอ่างทอง
ภูมิลำเนาเดิม	4/1 หมู่ 3 ต.ตรีณรงค์ อ.ไชโย จังหวัดอ่างทอง 14140
ที่อยู่ปัจจุบัน	4/1 หมู่ 3 ต.ตรีณรงค์ อ.ไชโย จังหวัดอ่างทอง 14140
โทรศัพท์	01-6660767
ประวัติการศึกษา	
ประถมศึกษา	โรงเรียนวัดบ้านป่า จังหวัดอ่างทอง
มัธยมศึกษาตอนต้น	โรงเรียนราชสถิติวิทยา จังหวัดอ่างทอง
ประกาศนียบัตรวิชาชีพ (ปวช.)	วิทยาลัยเทคนิคอ่างทอง
ประกาศนียบัตรวิชาชีพชั้นสูง (ปวส.)	วิทยาลัยเทคนิคอ่างทอง
ปริญญาตรี	สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม ภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหาร ลาดกระบัง
คติพจน์	“ชีวิตเรา เรากำหนดเอง”

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ประวัติผู้แต่ง



ชื่อผู้ทำปริญญาบัตร	นายเริงชัย หนูจิตต์
วันเดือนปีเกิด	26 มกราคม พ.ศ. 2520
สถานที่เกิด	จังหวัดตรัง
ภูมิลำเนาเดิม	2 หมู่ 7 ต.เกาะเปียง อ.ย่านตาขาว จังหวัดตรัง 92140
ที่อยู่ปัจจุบัน	2 หมู่ 7 ต.เกาะเปียง อ.ย่านตาขาว จังหวัดตรัง 92140
โทรศัพท์	-
ประวัติการศึกษา	
ประถมศึกษา	โรงเรียนวัดคิตถาราม จังหวัดตรัง
มัธยมศึกษาตอนต้น	โรงเรียนทุ่งโพธิ์วิทยา จังหวัดพังงา
ประกาศนียบัตรวิชาชีพ (ปวช.)	วิทยาลัยเทคนิคพังงา
ประกาศนียบัตรวิชาชีพชั้นสูง (ปวส.)	วิทยาลัยเทคนิคพังงา
ปริญญาตรี	สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม ภาควิชาครุศาสตร์วิศวกรรม สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหาร ลาดกระบัง
คติพจน์	“คำๆ นั้นสำคัญไฉน หากไม่กระทำ”

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้