

เครื่องบันทึกการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์
TIME RECORDING OF TELEVISION RECEIVER



โดย
นายทวีชัย ขจรสมบัติ
นายเทียนชัย จำปาแพง
นายวรรณัตร อ่อนแฉวยิ่ง

เลขหมู่.....
เลขทะเบียน..... 61744
วัน,เดือน,ปี..... 21 ก.ค. 2549

.b.....
.i.....

ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต
สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
ปีการศึกษา 2547

nm

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เครื่องบันทึกการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์
TIME RECORDING OF TELEVISION RECEIVER



ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต
สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
ปีการศึกษา 2547

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญาโทปีการศึกษา 2547

ภาควิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เรื่อง เครื่องบันทึกการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์

TIME RECORDING OF TELEVISION RECEIVER

ผู้จัดทำ

1. นายทวีชัย ขจรสมบัติ 45015051
2. นายเทียนชัย จำปานแพง 45015052
3. นายวรฉัตร อ่อนเจริญ 45015070


..... อาจารย์ที่ปรึกษา
(รศ.นันทา ลีสารุดิ)


..... อาจารย์ที่ปรึกษา
(รศ.ณรงค์ เหมกรณ์)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เครื่องบันทึกการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์

TIME RECORDING OF TELEVISION RECEIVER

โดย นายทวีชัย ขจรสมบัติ 45015051

นายเทียนชัย จำปาแพง 45015052

นายวรฉัตร อ่อนเฉลียง 45015070

อาจารย์ที่ปรึกษา รศ.นิภา ลีสารุจิ

รศ.ณรงค์ เหมภรณ์

บทคัดย่อ

โครงการนี้นำเสนอเครื่องมือที่ช่วยในการตรวจสอบและบันทึกวัน-เวลาในการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์ โดยนำเอาแรงดันที่เปลี่ยนแปลงของแต่ละช่องที่เกิดขึ้นภายในเครื่องรับโทรทัศน์นั้นนำมาทำการแปลงเป็นค่าที่สามารถระบุได้ว่าเครื่องรับโทรทัศน์นั้นได้รับชมสื่อรายการช่องใด อยู่ โดยจะนำเอาข้อมูลมาบันทึกโดยใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ ในโครงการนี้จะทำการศึกษาโทรทัศน์เพียงหนึ่งเครื่องเท่านั้น และเพื่อเป็นแนวทางในการตรวจสอบความนิยมในการชม สื่อ-รายการโทรทัศน์ ต่อไป

ABSTRACT

This project presents the time checking and recoding equipment for Television Receiver by transforming the changer voltage of each channel to data which are able to identify which channel is being watched. This data will be recorded by Microcontroller. This project will study only one Television. This project aims to rate the rating of TV programs.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ

เรื่อง	หน้า
บทคัดย่อ	
สารบัญภาพ	
สารบัญตาราง	
บทที่ 1 บทนำ	
1.1 แนวความคิดของโครงการ	1
1.2 ประโยชน์ที่คาดว่าจะได้รับ	2
1.3 ขอบเขตของโครงการ	2
บทที่ 2 ทฤษฎีและหลักการที่เกี่ยวข้อง	
2.1 การจัดสรรความถี่วิทยุที่ใช้ในการสื่อสารวิทยุโทรทัศน	3
2.2 ระบบวิทยุโทรทัศนในปัจจุบัน	3
2.3 ระบบโทรทัศน	4
2.4 เครื่องรับโทรทัศนสี	6
2.5 หลักการทำงานของ Analog to Digital Converter	11
2.5.1 หลักการเบื้องต้นของการแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล	11
2.5.2 ค่าความละเอียดของ ADC	12
2.5.3 ชนิดของ ADC	12
2.6 การแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล	15
2.7 การจัดระดับสัญญาณ (Quantizing)	17
2.8 การเข้ารหัส (Coding)	18
2.9 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	19
2.9.1 คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51	19
2.9.2 การแบ่งประเภทของหน่วยความจำ	20
2.9.2.1 หน่วยความจำโปรแกรม (Program Memory)	21
2.9.2.2 หน่วยความจำข้อมูล (Data Memory)	22
2.9.2.2.1 หน่วยความจำข้อมูลภายใน	23
2.9.2.2.2 หน่วยความจำข้อมูลภายนอก	24
2.9.3 รีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษ (SFR)	24
2.10 ไมโครคอนโทรลเลอร์ ตระกูล MCS-51 แบบแฟลช	28
2.10.1 คุณสมบัติทางเทคนิคของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51	28
2.10.2 การจัดขาของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	31
2.10.3 ไทมเมอร์/คาน์เตอร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	33
2.10.3.1 การทำงานเป็นไทมเมอร์	33

สารบัญ (ต่อ)

เรื่อง

หน้า

2.10.3.2 การทำงานเป็นคาน์เตอร์	34
2.11 RTC DS1302 (REAL TIME CLOCK DS1302)	34
2.11.1 คุณสมบัติ RTC DS1302	34
2.11.2 รายละเอียดของขาต่อใช้งาน	35
2.11.3 การทำงานของ DS1302	35
2.12 I ² C	36
2.12.1 Bit Transfer	36
2.12.2 Start and Stop Conditions	36
2.12.3 System configuration	37
2.12.4 Acknowledge	37
2.13 EEPROM 24XX	37
2.14 การขับโมดูลแสดงผลแบบผลึกเหลว (LCD module)	39
2.14.1 รายละเอียดเกี่ยวกับโมดูล LCD	39
2.14.2 โมดูล LCD ขนาด 16 ตัวอักษร 1 บรรทัด (LCD 16x1)	39
2.15 พอร์ตอินพุตและเอาต์พุตของ 8051	40
2.16 อินพุตและเอาต์พุตข้อมูลอนุกรม	41
2.16.1 กระบวนการรับและส่งข้อมูลอนุกรมของ 8051	42
2.16.2 โหมดการส่งข้อมูลอนุกรม	42
2.17 การสื่อสารผ่านพอร์ตอนุกรม(Serial Port Communication)	44
2.17.1 ลักษณะทางกายของตัวกลาง	44
2.17.2 การสื่อสารแบบซิงโครนัส	45
2.17.3 ทิศทางการส่งข้อมูล Simplex, Half – Duplex, Full – Duplex	46

บทที่ 3 การคำนวณและการสร้าง

3.1 หลักการออกแบบฮาร์ดแวร์ (Hardware)	48
3.1.1 ส่วนบัฟเฟอร์ (Buffer Amplifier)	49
3.1.2 ส่วนแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิตอล (A TO D Converter)	49
3.1.3 ส่วนไมโครคอนโทรลเลอร์	50
3.1.4 ส่วนหน่วยความจำข้อมูล	50
3.1.4.1 การเก็บค่าข้อมูลในหน่วยความจำข้อมูลภายนอก	50
3.1.4.1.1 ระยะเวลาในการเก็บค่าที่สั้นที่สุด	51

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้เฉพาะภายในเท่านั้น เมื่อผู้ใดได้เข้าไปใช้ประโยชน์ด้านการศึกษา
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้เผยแพร่ข้อมูลหรือข้อมูลใดๆ ของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เรื่อง	สารบัญ (ต่อ)	หน้า
	3.1.4.3 ลักษณะรูปแบบของข้อมูลที่เก็บในหน่วยความจำ	52
	3.1.5 ส่วนพีซีคอมพิวเตอร์	53
	3.2 ส่วนของซอฟต์แวร์ (Software)	53
	3.2.1 การเก็บข้อมูล	53
	3.2.2 การส่งข้อมูลไปยังเครื่องคอมพิวเตอร์	54
	บทที่ 4 การทดลองและผลการทดลอง	
	4.1 การทดลองกล่องจูนเนอร์	55
	4.1.1 การทดลองวัดระดับแรงดันไฟตรงที่ขาต่างๆของ Tuner Box	56
	4.1.2 การทดลองหาความสัมพันธ์ของแรงดันจูนนิ่งที่ ขา VT กับ ความถี่	57
	4.2 การทดลองส่วนของวงจร Analog to Digital	60
	4.3 ผลการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์แสดงโดยการใช้ LCD	61
	4.4 ข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์และการประมวลผลข้อมูล	62
	บทที่ 5 บทวิจารณ์และบทสรุป	
	5.1 สรุปผลและวิจารณ์การทดลอง	75
	5.1.1 ส่วนของวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิตอล	76
	5.1.2 ส่วนของ โปรแกรมไมโครคอนโทรลเลอร์	76
	5.1.3 สรุปการทดลองเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์	76
	5.1 แนวทางในการพัฒนาต่อ	76
ภาคผนวก		
กิตติกรรมประกาศ		
บรรณานุกรม		

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูปภาพ

เรื่อง	หน้า
รูปที่ 1.1 บล็อกไดอะแกรมเครื่องบันทึกการใช้งานโทรศัพท์	2
รูปที่ 2.1 จูนเนอร์	8
รูปที่ 2.2 แสดงคุณสมบัติของวาริแคปไดโอด	9
รูปที่ 2.3 องค์ประกอบภายนอกของอิเล็กทรอนิกส์จูนเนอร์	10
รูปที่ 2.4 แสดงกราฟคุณสมบัติของ เอดีซี ขนาด 8 บิต	11
รูปที่ 2.5 แสดงบล็อกของ วงจรเอดีซี ชั้นบันไดหรือตามรอย	12
รูปที่ 2.6 แสดงรูปคลื่นของวงจร เอดีซี ชั้นบันได	13
รูปที่ 2.7 แสดงรูปคลื่นของวงจรเอดีซีตามรอย	13
รูปที่ 2.8 แสดงบล็อกของวงจร เอดีซี ที่ใช้การประมาณค่าโดยลำดับ	14
รูปที่ 2.9 แสดงรูปคลื่นวงจร เอดีซี	14
รูปที่ 2.10 การสุ่มสัญญาณ	16
รูปที่ 2.11 การเกิดความถี่ Aliasing	17
รูปที่ 2.12 แสดงการใช้หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป	20
รูปที่ 2.13 แสดงการใช้หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิป	20
รูปที่ 2.14 ผังหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมสำหรับเบอร์ 8051	21
รูปที่ 2.15 ผังหน่วยความจำสำหรับ Data Memory เบอร์ 8051	22
รูปที่ 2.16 แสดง 128 ไบต์ของ RAM ที่เข้าข้อมูลแบบทางตรงและแบบทางอ้อม	23
รูปที่ 2.17 แสดงตำแหน่งบิตใน SFR	25
รูปที่ 2.18 โครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์	28
รูปที่ 2.19 โครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS 51 แบบแฟลชในอนุกรม AT89Cxx	29
รูปที่ 2.20 โครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS 51 แบบแฟลชในอนุกรม AT89Sxx	30
รูปที่ 2.21 การจัดขามาตรฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ AT89Cxx	31
รูปที่ 2.22 รายละเอียดโครงสร้างหลักของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบแฟลช	32
รูปที่ 2.23 แสดงโครงสร้างการใช้งานของ RTC DS1302	34
รูปที่ 2.24 แสดงถึงส่วนประกอบหลักของ DS1302	35
รูปที่ 2.25 แสดง Timing Diagram ของ Bit Transfer	36
รูปที่ 2.26 แสดง Timing Diagram ของ Start and Stop Conditions	37
รูปที่ 2.27 แสดง Timing Diagram ของ Acknowledge	37
รูปที่ 2.28 แสดงโครงสร้างการใช้งานของ EEPROM 24 xx515	38
รูปที่ 2.29 แสดงโครงสร้างภายในของ EEPROM 24c515	38
รูปที่ 2.30 แสดงลักษณะการ Device Address	39
รูปที่ 2.31 รูปร่างของ LCD แบบอักษร 16 ตัวอักษร 1 บรรทัด	40

สารบัญรูปภาพ (ต่อ)

เรื่อง	หน้า
รูปที่ 2.32 แสดงการเชื่อมต่อระหว่างตัวส่งกับตัวรับ	45
รูปที่ 2.33 แสดงองค์ประกอบของเฟรม	45
รูปที่ 3.1 บล็อกไดอะแกรมเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับ โทรทัศน์	48
รูปที่ 3.2 วงจรบัฟเฟอร์	49
รูปที่ 3.3 การทดสอบ A TO D 0804	50
รูปที่ 3.4 ADDRESS SEQUENCE BIT ASSIGNMENTS	51
รูปที่ 3.5 การเพิ่มหน่วยความจำ EEPROM สูงสุด 8 ตัว	52
รูปที่ 3.6 แสดงรูปแบบข้อมูลที่ทำการเก็บในหน่วยความจำ	52
รูปที่ 3.7 แสดงการเก็บข้อมูลของเครื่องบันทึกการใช้งานโทรทัศน์	53
รูปที่ 3.8 แสดงการส่งข้อมูลใน หน่วยความจำไปยัง COMPUTER	54
รูปที่ 4.1 กล่องจูนเนอร์	55
รูปที่ 4.2 แสดงจุดที่ทำการดึงสัญญาณที่ขา VT มาทำการวัดด้วย มิเตอร์ดิจิตอล	56
รูปที่ 4.3 แสดงการจูนความถี่ของเครื่องรับโทรทัศน์	57
รูปที่ 4.4 แสดงการการรับสัญญาณที่ตรงกันของความถี่ของเครื่องรับโทรทัศน์ กับ SIGNAL GENERATOR ที่ป้อนให้กับเครื่องรับโทรทัศน์	57
รูปที่ 4.5 กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างความถี่และแรงดันจูนนิ่งของเครื่องรับโทรทัศน์	59
รูปที่ 4.6 วงจรทดลอง Analog to Digital Converter	60
รูปที่ 4.7 แสดงการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับ โทรทัศน์	61
รูปที่ 4.8 แสดงการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์เมื่อทำการส่งข้อมูลไปยัง คอมพิวเตอร์	62
รูปที่ 4.9 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับ โทรทัศน์ ในเวลา 06:00:00 – 07:00:00 น.	65
รูปที่ 4.10 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 07:00:00 – 08:00:00 น.	66
รูปที่ 4.11 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 08:00:00 – 09:00:00 น.	66
รูปที่ 4.12 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 09:00:00 – 10:00:00 น.	66
รูปที่ 4.13 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 10:00:00 – 11:00:00 น.	67
รูปที่ 4.14 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 11:00:00 – 12:00:00 น.	67
รูปที่ 4.15 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 06:00:00 – 12:00:00 น.	67
รูปที่ 4.16 กราฟแท่งแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ตั้งแต่เวลา 06:00:00 – 12:00:00 น.	68
รูปที่ 4.17 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 12:00:00-13:00:00 น.	71
รูปที่ 4.18 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 13:00:00-14:00:00 น .	72
รูปที่ 4.19 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 14:00:00-15:00:00 น.	72
รูปที่ 4.20 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 15:00:00-16:00:00 น.	72

สารบัญรูปภาพ (ต่อ)

เรื่อง	หน้า
รูปที่ 4.21 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 16:00:00-17:00:00 น.	73
รูปที่ 4.22 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในเวลา 17:00:00-18:00:00 น .	73
รูปที่ 4.23 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ตั้งแต่ 12:00:00-18:00:00 น.	73
รูปที่ 4.24 กราฟแท่งแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ตั้งแต่เวลา 12:00:00 – 18:00:00 น.	74



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญตาราง

เรื่อง	หน้า
ตารางที่ 2.1 แถบความถี่วิทยุ	3
ตารางที่ 2.2 แสดงช่องความถี่โทรทัศน์ระบบ FCC และ CCIR ย่าน VHF	4
ตารางที่ 2.3 แสดงคุณสมบัติของแต่ละระบบโทรทัศน์	5
ตารางที่ 2.4 แสดงการเข้ารหัสสัญญาณ	18
ตารางที่ 2.5 แสดงสัญญาณของ 8051 ที่ใช้ระหว่างการติดต่อเพื่ออ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก	22
ตารางที่ 2.6 แสดงค่าภายในรีจิสเตอร์หลังจากการรีเซต	27
ตารางที่ 2.7 รายละเอียดโดยสรุปบางส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบ แฟลช	30
ตารางที่ 2.8 แสดงรายละเอียดของขาต่างๆของ RTC DS1302	35
ตารางที่ 2.9 แสดงตำแหน่งขาต่างๆของ EEPROM 24XXX	38
ตารางที่ 2.10 สถานะของสัญญาณกับแรงดันมาตรฐานของ RS 232	46
ตารางที่ 3.1 แสดงความสัมพันธ์ระหว่าง ($V_{ref}/2$), Span Voltage (v), V_{in} (-), Step Size (mV)	49
ตารางที่ 3.2 แสดงการเลือก EEPROM ในการเก็บข้อมูล	52
ตารางที่ 4.1 ผลการทดลองวัดแรงดันไฟตรงที่กล่องจูนเนอร์	56
ตารางที่ 4.2 แสดงผลการเปลี่ยนแปลงของแรงดันจูนนิ่งกับความถี่	58
ตารางที่ 4.3 แสดงรหัสเฮกซ์พุทของวงจร ADC0804	60
ตารางที่ 4.4 แสดงข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในวันที่ 10 มีนาคม 2548 เริ่มจากเวลา 06:00:00 – 12:00:00 น.	63
ตารางที่ 4.5 แสดงข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในวันที่ 11 มีนาคม 2548 ตั้งแต่เวลา 12:00:00 – 18:00:00 น.	69

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 1

บทนำ

ในการเผยแพร่ข้อมูลข่าวสาร ต้องยอมรับว่าข้อมูลข่าวสารที่นำเสนอทางสื่อต่าง ๆ ไม่ว่าจะเป็นทางหนังสือพิมพ์, วารสาร, โทรทัศน์, อินเทอร์เน็ต, เคเบิลทีวี ฯลฯ มีบทบาทและอิทธิพลอย่างมากในชีวิตประจำวันของคน โทรทัศน์เป็นอีกสื่อหนึ่งที่เป็นพื้นฐานในการรับข้อมูล ข่าวสารที่เกือบจะขาดเสียไม่ได้สำหรับประเทศที่มีประชากรหลายล้านคน และเกือบทุกครัวเรือนที่มีโทรทัศน์ซึ่งเป็นผู้บริโภคสื่อย่อมมี หลายกลุ่มคน หลายประเภท หลายระดับทำให้กลุ่มคนเหล่านี้มีรสนิยมและความต้องการในการรับสื่อข้อมูลข่าวสารต่าง ๆ กันออกไปในการเลือกรับชมสื่อที่ต่างคนต่างสามารถเลือกดูได้ตามความต้องการของตนซึ่งมีทั้งรายการ, เกมโชว์, ข่าวสาร, สารคดี, ละคร ฯลฯ ในส่วนของผู้ผลิตสื่อเองจำเป็นต้องมีข้อมูลของผู้บริโภคที่ต้องการรับสื่อลักษณะใด ประเภทไหน ทั้งนี้เพื่อมาปรับปรุงแก้ไขสื่อหรือรายการที่จะนำเสนอแก่ผู้บริโภค

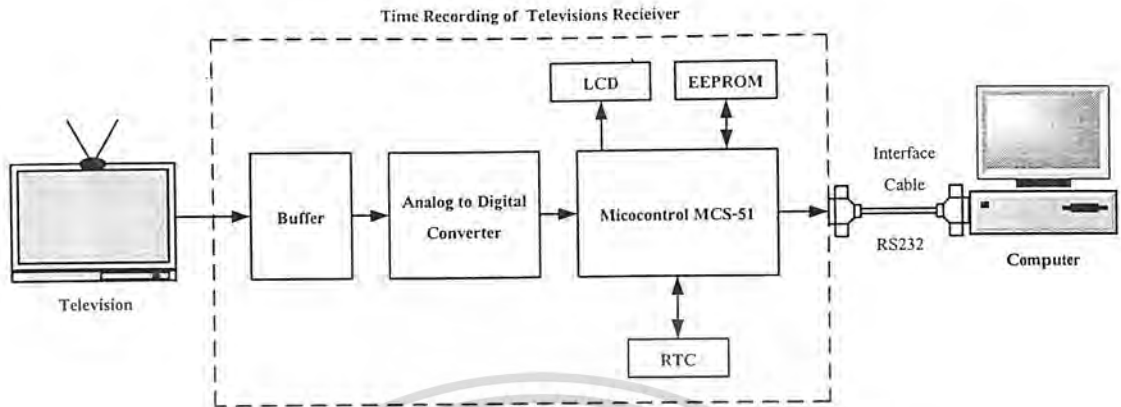
สื่อรายการ, โฆษณา, ข่าวสาร ฯลฯ ทางโทรทัศน์ถือว่าเป็นธุรกิจอย่างหนึ่งที่มีการแข่งขันสูงมาก และทุกวันนี้การตรวจสอบความนิยมของ รายการเกมโชว์, สื่อโฆษณา, ละครโทรทัศน์, สารคดีต่าง ๆ, ข่าวสารต่าง ฯลฯ ยังใช้การสำรวจความนิยมที่เป็นเอกสารแบบสอบถาม โดยใช้คนทำหน้าที่บันทึกข้อมูลแล้วนำข้อมูลที่ได้มาทำเป็นสถิติ ซึ่งล่าช้าและไม่ค่อยตรงกับความเป็นจริงมากนัก ข้อมูลที่ได้มานี้ผู้ผลิตสื่อเองจะต้องนำมาวิเคราะห์และวางแผนว่าจะผลิตสื่อรายการแบบใด เวลาไหนที่คนชอบดูอะไรเพื่อที่จะผลิตสื่อให้ตรงกับความต้องการของผู้บริโภคที่เป็นกลุ่มเป้าหมายให้มากที่สุด

จากสาเหตุนี้จึงได้มีแนวคิดที่จะสร้างเครื่องบันทึกการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์ขึ้นเพื่อจะได้นำข้อมูลที่บันทึกนี้ไปทำการวิเคราะห์เพื่อใช้ในการตรวจสอบความนิยมของการเลือกรับสื่อต่าง ๆ โดยใช้หลักการ คือ ภายในเครื่องรับโทรทัศน์ปกติแล้วถ้ามีการเปลี่ยนช่องรับสัญญาณจะมีการเปลี่ยนแปลงของแรงดันไฟฟ้ากระแสตรงเกิดขึ้นที่ภาคจูนเนอร์ (Tuner) ภายในเครื่องรับโทรทัศน์ เรียกว่า แรงดันไฟฟ้ากระแสตรงนี้ว่า “แรงดันจูนนิ่ง” แรงดันจูนนิ่งนี้มีค่าไม่เท่ากันของแต่ละช่องสัญญาณ ซึ่งมีค่าตั้งแต่ 0-5 โวลต์ นำแรงดันไฟฟ้าที่ได้ไปทำการเปลี่ยนแปลงเป็นรหัสดิจิทัล (Binary Code) จากนั้นนำรหัสดิจิทัลไปวิเคราะห์ และ ประมวลผลโดยไมโครคอนโทรลเลอร์แล้วทำการเก็บบันทึกข้อมูลนั้นแล้วทำการเชื่อมต่อไมโครคอนโทรลเลอร์เข้ากับไมโครคอมพิวเตอร์ เพื่อนำผลที่ได้จัดสรรข้อมูลนั้นให้แสดงผลในรูปแบบที่เข้าใจได้ง่ายต่อการใช้งาน

1.1 แนวความคิดของโครงการ

แนวความคิดของโครงการที่ต้องการสร้าง คือ จากกล่องจูนเนอร์ (Tuner) ในโทรทัศน์จะมีขา VT(Voltage Tuning) ที่เมื่อเราเปลี่ยนช่องสัญญาณจะมีแรงดันที่ไม่เหมือนกันของแต่ละช่องแล้วนำแรงดันที่ได้มาเข้า วงจร A to D converter(Analog to Digital) โดยในโครงการนี้ใช้ ไอซี ADC0804 ขนาด 8 บิต ข้อมูลของช่องสัญญาณต่าง ๆ วันเวลาการใช้งานจะถูกบันทึกโดยไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 เป็นอุปกรณ์ที่ใช้ในการควบคุม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 1.1 บล็อกไดอะแกรมเครื่องบันทึกการใช้งานโทรทัศน์

1.2 ประโยชน์ที่คาดว่าจะได้รับ

1. เข้าใจถึงการออกแบบการทำงาน และ โครงสร้างภายในของไมโครคอนโทรลเลอร์มากยิ่งขึ้น
2. มีความเข้าใจการออกแบบวงจร ทั้งฮาร์ดแวร์ และ ซอฟต์แวร์ที่ใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นตัวควบคุมได้
3. ได้รู้จักขั้นตอนการทำงานการวางแผนการตรวจสอบการทำงาน และ แนวทางแก้ไขปัญหาที่เกิดขึ้น
4. สามารถนำแนวคิดไปประยุกต์ใช้งานให้เกิดประโยชน์ได้กว้างขวางขึ้นต่อไป

1.3 ขอบเขตของโครงการ

ในโครงการนี้จะศึกษาเครื่องรับโทรทัศน์เพียง 1 เครื่อง เท่านั้น โดยได้นำโทรทัศน์สี DISTAR รุ่นแทน D-107 มาศึกษา ขา VT ที่กล่องจูนเนอร์ (Tuner) ที่มีแรงดันไม่เกิน 5 โวลต์ โดยได้นำไปทำการแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิตอล (A to D converter) ใช้ขนาด 8 บิต ข้อมูลดิจิตอลนี้จะถูกบันทึกไว้ในหน่วยความจำแบบ EEPROM ตลอดในช่วงการเก็บบันทึกข้อมูลและจะทำการส่งข้อมูลที่เก็บไว้นั้นไปยังคอมพิวเตอร์ผ่านทางพอร์ตอนุกรม RS232

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 2

ทฤษฎีและหลักการที่เกี่ยวข้อง

2.1 การจัดสรรความถี่วิทยุที่ใช้ในการสื่อสารวิทยุโทรทัศน์

การสื่อสารด้วยคลื่นวิทยุแบ่งตามย่านความถี่ของคลื่นวิทยุ เรียกว่า คลื่นพาห์ (Carrier Wave) ดังตารางที่ 2.1 แบ่งออกเป็นหลาย ๆ ย่านความถี่ได้ดังนี้

ตารางที่ 2.1 แถบความถี่วิทยุ

ความถี่	ชื่อเต็ม	ชื่อย่อ	หมายเหตุ
30-300Hz	Extremely Low Frequency	ELF	
300-3,000Hz	Voice Frequency	VF	ย่านความถี่
3-30KHz	Very Low Frequency	VLF	เสียงพูดคน
30-300KHz	Low Frequency	LF	ความถี่ต่ำมาก
300KHz-3MHz	Medium Frequency	MF	ความถี่ต่ำ
3-30MHz	High Frequency	HF*	ความถี่
30-300MHz	Vary High Frequency	VHF*	ระดับกลาง
300MHz-3GHz	Ultra High Frequency	UHF*	ความถี่สูง
3-30GHz	Super High Frequency	SHF	ความถี่สูงมาก
30-300GHz	Extra High frequency	EHF	ความถี่สูงยิ่ง

* ย่านความถี่โทรทัศน์ที่ใช้ในโครงการนี้

รายละเอียดการใช้งานความถี่แต่ละย่าน จากตารางที่ 2.1 นี้องค์กรควบคุมความถี่วิทยุ หรือ FCC(Federal-Communications Commission) ของอเมริกาเป็นผู้กำหนดมาตรฐานขึ้นและองค์กรควบคุมการใช้งานความถี่ของแต่ละประเทศนำไปพิจารณาใช้งานตามความเหมาะสม

2.2 ระบบวิทยุโทรทัศน์ในปัจจุบัน

วิทยุโทรทัศน์ในโลกนี้มีหลายระบบ แต่ละระบบจะมีความแตกต่างกัน ซึ่งความแตกต่างนี้เกิดจากการใช้ระบบไฟฟ้าของแต่ละประเทศ ที่ได้ทำการคิดค้นระบบโทรทัศน์ขึ้น เช่นทางยุโรป ใช้ไฟฟ้า 220 โวลต์ 50 เฮิรตซ์ และ ทางอเมริกาใช้ไฟฟ้า 110 โวลต์ 60 เฮิรตซ์ การใช้ไฟฟ้าไม่เท่ากันนี้เอง ทำให้การส่งสัญญาณภาพทางวิทยุโทรทัศน์ มีจำนวนกรอบภาพต่อวินาที (Frame/Sec) ไม่เท่ากันเพราะภาพที่ได้แต่ละภาพนั้นจะต้องไม่สั่น ถ้าภาพสั่นจะได้ภาพที่ไม่ชัดจากการทดลองพบว่าหากใช้จำนวนกรอบภาพต่อวินาทีเท่ากับจำนวนครั้งหนึ่งของความถี่ไฟฟ้าที่ใช้จะได้ภาพมีความนิ่งที่สุดดังนั้นทางยุโรป และ ประเทศที่ใช้ระบบไฟฟ้าที่มีความถี่ 50 เฮิรตซ์ จึงส่งภาพ 25 กรอบต่อวินาที

ส่วนอเมริกา และ ประเทศที่ใช้ระบบไฟฟ้าที่มีความถี่ 60 เฮิรตซ์ ก็จะใช้ระบบส่งสัญญาณภาพ 30 กรอบภาพต่อวินาที ภาพที่ได้จึงจะไม่กระพริบ

การที่ระบบใดจะส่งจำนวนเส้นในหนึ่งกรอบภาพคือ จากส่วนบนสุดของจอถึงส่วนล่างสุดของจอภาพ นั่นก็เป็นเรื่องที่ต้องเลือกกันตามความเหมาะสม ถ้าจำนวนเส้นมาก ภาพจะมีรายละเอียดมาก มีความคมชัดมาก แต่ความกว้างของช่องสัญญาณ (Band Width) ก็จะสูงขึ้นด้วย ทำให้การส่งวิทยุโทรทัศน์

ไม่วากรณ์ใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งยังมีเหตุดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ได้ จำนวนช่อง (Channel) น้อยลงเพราะว่า ความถี่ (Frequency) มีจำกัดถ้าจำนวนเส้นน้อยจะทำให้การส่ง สัญญาณวิทยุโทรทัศน์มีจำนวนช่องเพิ่มขึ้นแต่ความละเอียดและความคมชัดของภาพที่ได้มีคุณภาพต่ำลง

ทางอเมริกาเลือกใช้ระบบ 525 เส้น เพราะมีความกว้างของช่องสัญญาณเพียง 6 MHz เรียกว่า ระบบ FCC(Federal Communications Commission) หรือ ระบบอเมริกา

ทางยุโรปเลือกใช้ระบบ 625 เส้น เพราะให้ความคมชัดมากกว่า มีความกว้างของช่องสัญญาณ 7 MHz ส่งได้น้อยช่องกว่าเรียกว่าระบบ CCIR(International Radio Consultative Committee) หรือ ระบบ ยุโรป

ตารางที่ 2.2 แสดงช่องความถี่โทรทัศน์ระบบ FCC และ CCIR ย่าน VHF

Channel	ระบบ FCC(525เส้น)			ระบบ CCIR(625เส้น)		
	แบนด์ ความถี่ (MHz)	ความถี่พาห้ ภาพ (MHz)	ความถี่พาห้ เสียง (MHz)	แบนด์ ความถี่ (MHz)	ความถี่ พาห้ภาพ (MHz)	ความถี่พาห้ เสียง (MHz)
2	54-60	55.25	59.75	47-54	48.25	53.75
3*	60-66	61.25	65.75	54-61	55.25	60.75
4	66-72	67.25	71.75	61-68	62.25	67.75
5*	76-82	77.25	81.75	174-181	175.25	180.75
6	82-88	83.25	87.75	188-195	189.25	194.75
7*	174-180	175.25	179.75	195-202	195.25	201.75
8	180-186	181.25	185.75	202-209	203.25	208.75
9*	186-192	187.25	191.75	209-216	210.25	215.75
10	192-198	193.25	197.75	216-223	217.25	222.75
11*	198-204	199.25	203.75	223-230	224.25	229.75
12*(itv)	204-210	205.25	209.75	230-300	231.25	299.75
13	210-216	211.25	215.75	300-370	301.25	369.75

* ช่องสัญญาณโทรทัศน์ที่ใช้งานในประเทศไทย

2.3 ระบบโทรทัศน์

ระบบโทรทัศน์ที่สำคัญ ๆ ที่ใช้ทั่วโลกมีอยู่ 3 ระบบคือ

2.3.1 ระบบ NTSC(National Television System Committee) เป็นระบบที่เกิดขึ้นก่อนระบบอื่น ๆ และถือว่าเป็นระบบแม่แบบของระบบโทรทัศน์ สหรัฐอเมริกายึดถือเอาระบบนี้เป็นระบบมาตรฐานโทรทัศน์สีไม่ว่าระบบใดล้วนคัดแปลงมาจากระบบ NTSC ทั้งสิ้น

2.3.2 ระบบ SECAM(Sequential Colors With A Memory) เป็นระบบที่เกิดขึ้นจากประเทศฝรั่งเศส และ มีการปรับปรุงเรื่อยมา ระบบนี้ก็คล้ายกับระบบ NTSC แต่ระบบ SECAM มีจำนวนเส้นเอกสารถังเป็นเอกสารถังที่ส่งวนไวสำหรับการทำงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอญาดั้หน้าไปไซปะระโยชนดานการคามากกว่าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารถังทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.3.3 ระบบ PAL(Phase Alternating) เป็นระบบที่ดัดแปลงจากระบบ NTSC อีกระบบหนึ่ง เนื่องจากพบว่าระบบ NTSC มีความผิดเพี้ยนทางสี ทำให้ไม่ได้เห็นสีที่แท้จริง จึงแก้ไขส่วนนี้จนกลายเป็นระบบ PAL ขึ้น ระบบนี้ใช้กันมากในยุโรป ประเทศไทย และ ออสเตรเลีย เห็นว่าเป็นระบบที่ดีที่สุดจึงได้นำมาใช้ โดยทั่วไปมักเป็นประเทศที่ใช้ระบบจ่ายไฟตามบ้านแบบ 50 Hz ซึ่งก็จะใช้อัตราความถี่กวาดแนวตั้งเท่ากับ 50 Hz ซึ่งจำนวนกรอบภาพต่อวินาทีจะเป็น 25 กรอบภาพ จำนวนเส้น 625 เส้น

ซึ่งแม้ว่าประเทศต่างๆ จะรับระบบเหล่านี้ไว้เป็น มาตรฐานในกิจการโทรทัศน์ของประเทศตน แต่รายละเอียดอื่น ๆ ของระบบอาจมีความแตกต่างกันออกไปได้อีก นอกจากนี้ยังมีการแปลงระบบจากระบบหนึ่งไปเป็นอีกระบบหนึ่งเพื่อครอบคลุมการใช้งานถึงกันทั่วโลก

ตารางที่ 2.3 แสดงคุณสมบัติของแต่ละระบบโทรทัศน์

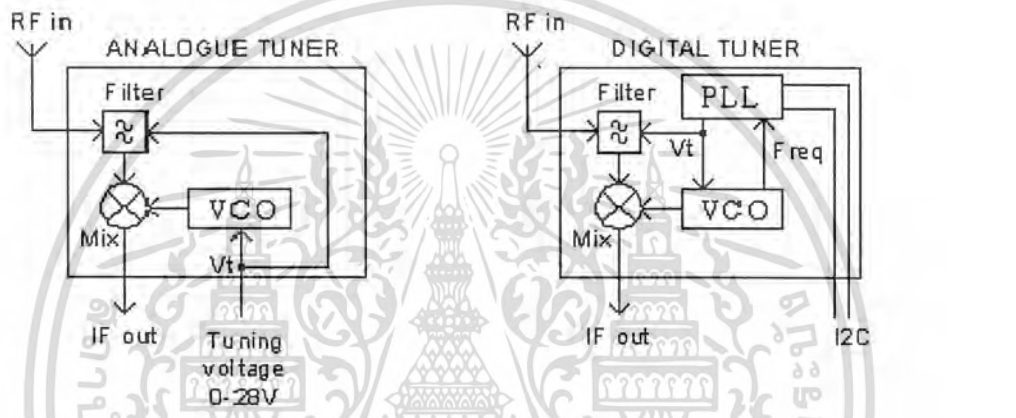
	ประเทศในแถบอเมริกาเหนือ และอเมริกาใต้ สหรัฐอเมริกา	ประเทศในแถบยุโรปตะวันตก			
	แคนาดา เม็กซิโก และญี่ปุ่น	เยอรมัน อิตาลี และสเปน(ไทย)	อังกฤษ	ฝรั่งเศส	รัสเซีย
เส้นต่อเฟรม	525	625	625	625	625
เฟรมต่อวินาที	30	25	25	25	25
ความถี่ฟิลด์(Hz)	60	50	50	50	50
ความถี่ลาซัน(Hz)	15,750	15,625	15,625	15,625	15,625
ความกว้างภาพ (MHz)	4.2	5 หรือ 6	5.5	6	6
ความกว้างช่อง (MHz)	6	7 หรือ 8	8	8	8
มอดดูเลชันภาพ	-	-	-	-	-
สัญญาณเสียง	FM	FM	FM	FM	FM
ระบบ โทรทัศน์สี	NTSC	PAL	PAL	SECAM	SECAM
คลื่นพาหะรองสี (MHz)	3.85	4.43	4.43	4.43	4.43

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

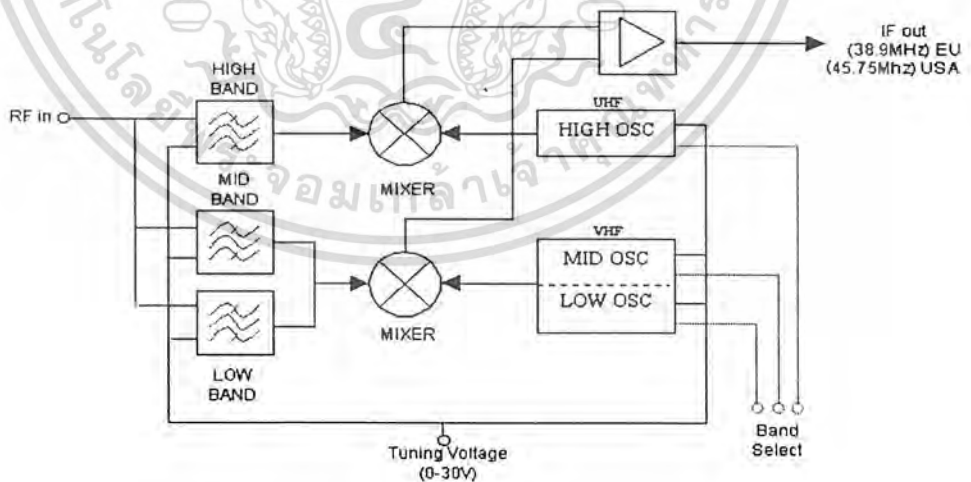
2.4 เครื่องรับโทรทัศน์

2.4.1 ภาจจูนเนอร์

ภาจจูนเนอร์ หรือ ภาจสวิตช์เลือกช่อง (Channel Select) ทำหน้าที่เลือกรับสัญญาณโทรทัศน์ช่องที่ต้องการจากสายอากาศขนาดของสัญญาณที่รับได้นั้นมีค่าเพียงไม่กี่ไมโครโวลต์จะถูกขยายและทอนความถี่อาร์เอฟ (RF Frequency) ให้ลดลงเป็นความถี่ไอเอฟ (IF Frequency) ไม่ว่าจะเป็นเครื่องรับโทรทัศน์สีหรือขาวดำก็ต้องมีภาจจูนเนอร์นี้ ในปัจจุบันการเลือกรับช่องสัญญาณมีหลายระบบ อาทิ ระบบเลือกช่องแบบสัมผัส (Touch Tuner) ระบบอิเล็กทรอนิกส์จูนเนอร์ (Electronics Tuner) หรือ อาจใช้ระบบรีโมตคอนโทรล (Remote Control)

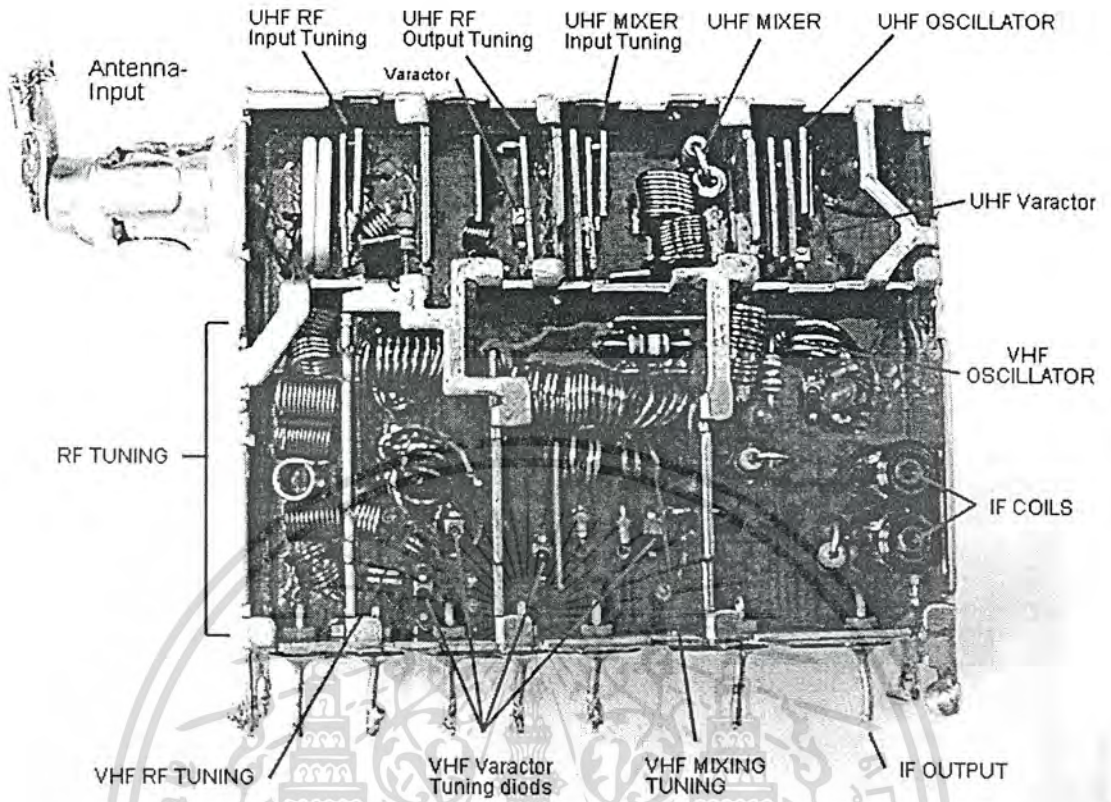


ก.) บล็อกโคอะแกรมของภาจจูนเนอร์แบบอนาล็อกและแบบดิจิทัล

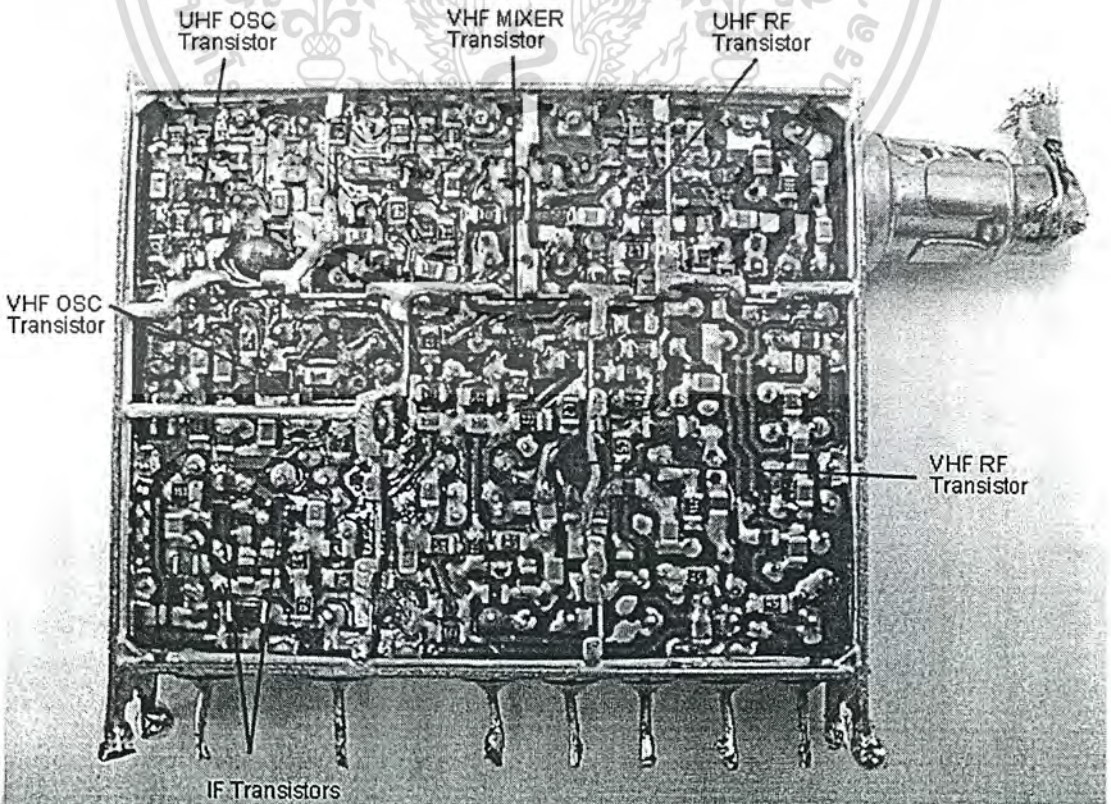


ข.) บล็อกโคอะแกรมของภาจจูนนิ่งโวลต์เตจ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ค.) รูปด้านบนของกล่องจูนเนอร์

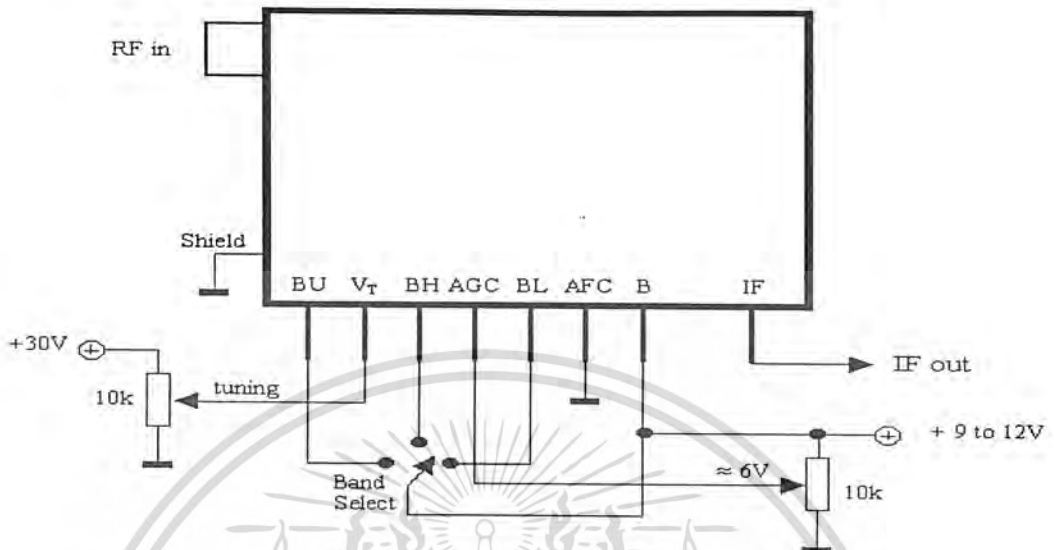


ง.) รูปด้านล่างของกล่องจูนเนอร์

เอกสาร

คำ

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และข้อมูลทางธุรกิจถึงเวลาออกเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

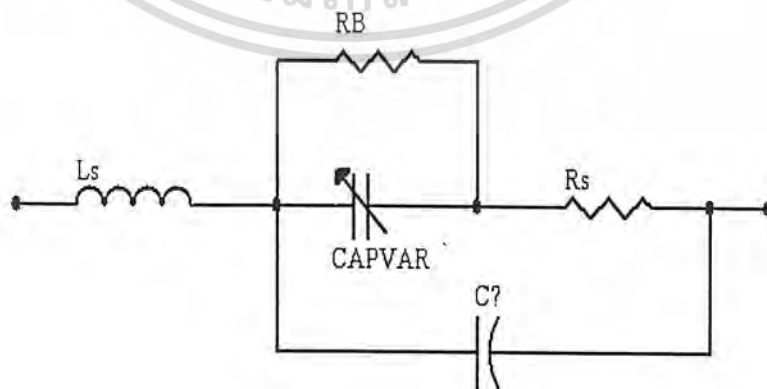


จ.) รูปวงจรของภาคจูนเนอร์

รูปที่ 2.1 จูนเนอร์

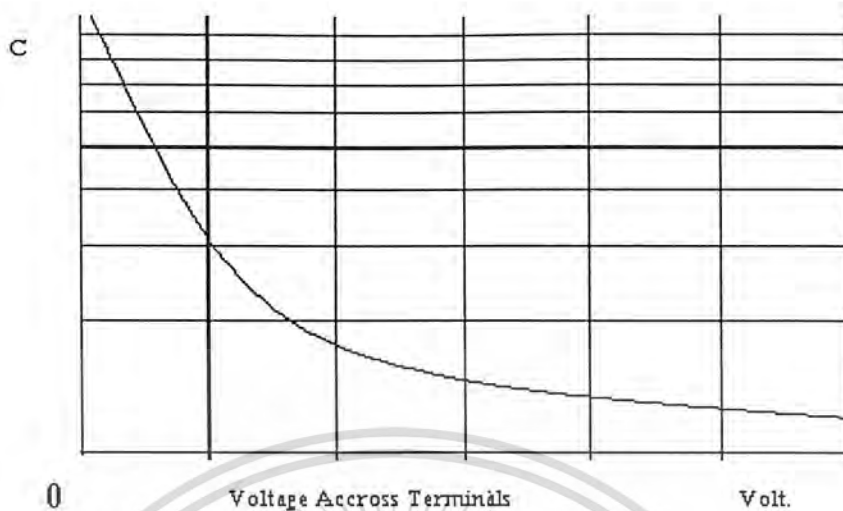
วงจรถูกจูนเนอร์ในปัจจุบันได้หันมาใช้วงจรถูกอิเล็กทรอนิกส์ และ ต่อ ๆ ไปคาดว่าวงจรถูกจูนเนอร์จะมีระบบควบคุมอัตโนมัติมากขึ้นเรื่อย ๆ

จูนเนอร์ระบบอิเล็กทรอนิกส์ มีอุปกรณ์สำคัญอยู่อย่างหนึ่ง คือ วาเรคเตอร์ไดโอด (Varactor Diode) ซึ่งเป็นไดโอดชนิดหนึ่ง ที่สามารถเปลี่ยนค่าความจุได้ตามแรงดันไฟฟ้าที่ป้อนเข้ามา ใช้ในการปรับแต่งความถี่ของวงจรถูกจูน โดยการจ่ายแรงดันไฟฟ้าแบบรีเวอร์สไบอัสให้แก่อุปกรณ์ตัวนั้น โดยคาปาซิเตอร์ตัวนี้ สามารถเปลี่ยนแปลงค่าได้เพียงแต่ทำการปรับเปลี่ยนแรงดันไฟฟ้าเท่านั้น

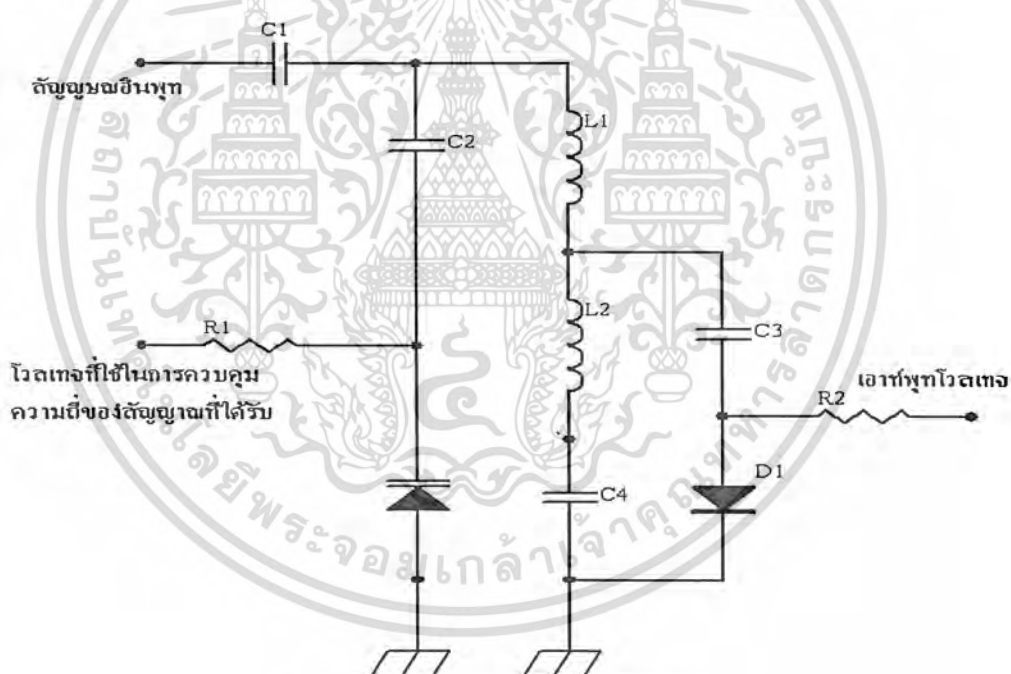


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับภายในของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ก.) วงจรสมมูลของวาเรคเตอร์ หรือ วาเรคแคป



ข.) แสดงค่าความจุที่เปลี่ยนแปลงตามค่าแรงดันไฟรีเวิร์ส



ค.) วงจรจูนเนอร์แบบใช้วาริแคปไดโอด

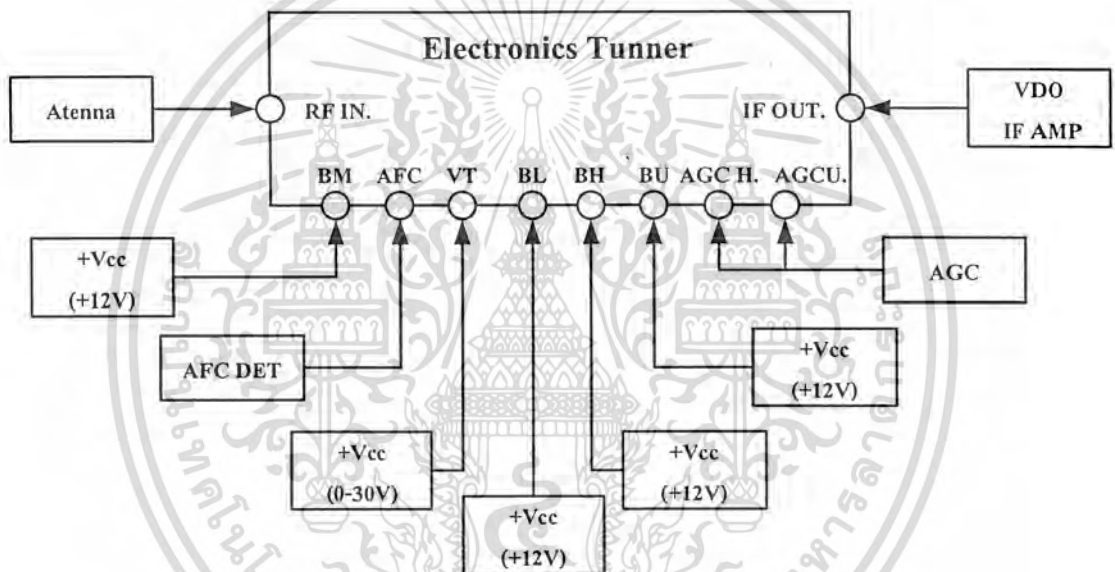
รูปที่ 2.2 แสดงคุณสมบัติของวาริแคปไดโอด

จากหลักการเบื้องต้นนั้น เราสามารถแยกวงจรอิเล็กทรอนิกส์จูนเนอร์ ออกเป็นส่วนประกอบสำคัญ ๆ ได้ 2 ส่วนด้วยกันส่วนแรกเป็นส่วนที่อยู่ในกล่องจูนเนอร์ซึ่งส่วนนี้เป็นส่วนที่มีโลหะชิลด์(Shield) ป้องกันสัญญาณรบกวนไว้ภายในประกอบด้วยวงจรหลักอันได้แก่ วงจรขยายย่านความถี่วิทยุ (RF Amp) วงจรผสมสัญญาณ(Mixer) วงจรผลิตความถี่(Oscillators) และ ระบบการเรโซแนนซ์ต่าง ๆ คล้ายกับวงจรจูนเนอร์ทั่วไป ส่วนที่สอง คือ ส่วนของระบบควบคุม ซึ่งส่วนนี้เป็นส่วนที่อยู่ภายนอกกล่องจูนเนอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาตจากเจ้าของลิขสิทธิ์
 ไม่วากรณ์ใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดลอกเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

องค์ประกอบภายนอก ที่เกี่ยวข้องกับการทำงานของ วงจรอิเล็กทรอนิกส์จูนเนอร์ มีส่วนประกอบต่าง ๆ ดังรายละเอียดต่อไปนี้

- วงจรสายอากาศ (Antenna) ทำหน้าที่รับเอาสัญญาณความถี่สถานีต่างๆ จากระบบสายอากาศที่มีความแรงเพียงพอ (ระดับมาตรฐาน 60 เดซิเบล) ส่งให้กับจูนเนอร์ตรงตำแหน่ง RF IN.
- แรงดันไฟเลี้ยงวงจร (Main Voltage:BM) เป็นแรงดันไฟฟ้าที่จ่ายเป็นไฟ Vcc เป็นไฟหลักที่ใช้เลี้ยงทรานซิสเตอร์ภายในกล่องจูนเนอร์
- แรงดันไฟควบคุมอัตราขยายอัตโนมัติ (Automatic Gain Control:AGC) แรงดันไฟชุดนี้จ่ายให้กับวงจร RF Amplifier เพื่อควบคุมอัตราขยายอย่างอัตโนมัติ ให้ระดับความแรงของสัญญาณมีระดับความแรงที่คงที่ที่สุด



รูปที่ 2.3 องค์ประกอบภายนอกของอิเล็กทรอนิกส์จูนเนอร์

- แรงดันไฟเลือกความถี่แบนด์ต่ำ (VHF Low-Band Voltage:BL) แรงดันไฟจะมีผลต่อขดลวดภายในกล่องจูนเนอร์ ทำให้ค่าของขดลวดมีค่ามากขึ้น การรับความถี่ที่จะรับได้ในแบนด์ต่ำ คือ รับช่อง 2 ถึงช่อง 4(ในประเทศไทยช่องที่อยู่ในแบนด์ต่ำนี้คือช่อง3)
- แรงดันไฟเลือกความถี่แบนด์สูง (VHF High-Band Voltage:BH) ทำหน้าที่เป็นแรงดันไฟฟ้าที่ไปบังคับสวิตซ์ซึ่งไดโอด เพื่อเลือกขดลวดให้รับเฉพาะ วิเศษเอฟแบนด์สูงอย่างเดียวคือ ช่อง 5 ถึง ช่อง 12 (ในประเทศไทยช่องที่อยู่ในแบนด์สูงนี้คือ ช่อง 5 , 7 , 9 และ ช่อง 11)
- แรงดันไฟเลือกย่านความถี่ ยูเฮเอฟ (UHF Voltage:BU) ทำหน้าที่จ่ายไฟเลี้ยงอิเล็กทรอนิกส์จูนเนอร์เพื่อการรับย่านความถี่ยูเฮเอฟซึ่งเป็นย่านความถี่เหนือสูง (Ultra High Frequency:UHF) ซึ่งได้แก่ ช่อง 21 ถึง 69 ใน ระบบ CCIR หรือ ช่อง 14 ถึง 83 ใน ระบบ FCC ในประเทศไทยช่องที่อยู่ในแบนด์ยูเฮเอฟนี้ คือ ช่อง itv และช่อง 3 ย่าน UHF

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- แรงดันไฟจูนนิ่ง (Tuning Voltage:VT) เป็นตัวทำหน้าที่กำหนดค่าความจุของวารีแคป หรือ วาเรคเตอร์ โดยการส่งแรงดันไฟฟ้าเข้าไปบังคับค่าความจุของวารีแคป ซึ่งการเปลี่ยนแปลงค่าความจุนี้เองมีผลทำให้มีการเปลี่ยนแปลงของความถี่ค่าต่าง ๆ ตามค่าแรงดันจูนนิ่ง

- แรงดันไฟ เอเอฟซี (Automatic Frequency) เป็นแรงดันไฟฟ้าที่จ่ายเพื่อไปควบคุม การผลิตความถี่ของวงจรรอสซิลเลเตอร์ ให้ผลิตความถี่ได้ถูกต้องตลอดเวลา มิให้มีการแกว่งของความถี่เนื่องจากการเกิดคลอสมอดูเลชัน (Cross Modulation) หรือ อินเตอร์เฟอเลนชันอื่น ๆ อันจะทำให้การรับสัญญาณภาพและเสียงชัดเจน

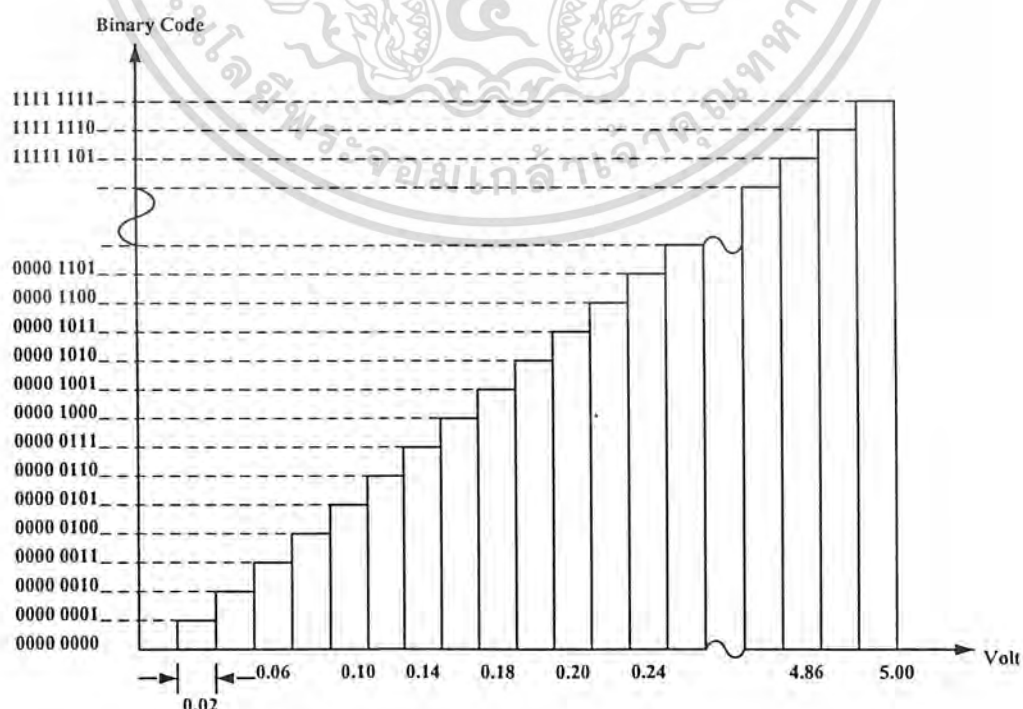
- ชุดควบคุมการเลือกช่อง (Selection Control Panel) ทำหน้าที่เป็นสวิตซ์ตัดต่อเพื่อเลือกรับสัญญาณโทรทัศน์ เฉพาะช่องที่ต้องการเพียงชุดเดียว และ ยังทำหน้าที่เลือกย่านความถี่ หรือ แบนด์ว่าจะเลือกย่านใดเช่น VHF Low-Band , VHF High -Band หรือ UHF เป็นต้น

2.5 หลักการทำงานของ Analog to Digital Converter

กระบวนการต่าง ๆ ที่เกิดขึ้นตามธรรมชาติ ส่วนใหญ่หากนำมาแปรค่าเป็นสัญญาณทางไฟฟ้า มักเป็นสัญญาณที่อยู่ในรูปของแรงดัน หรือ กระแส หรือ ไม่ก็เป็นลักษณะของค่าความต้านทานลักษณะที่ได้จะเป็นสัญญาณอนาล็อก ซึ่งไม่สามารถนำไปใช้กับคอมพิวเตอร์ได้ จึงจำเป็นต้องมีวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล เราเรียกว่าวงจร “A to D Converter”

2.5.1 หลักการเบื้องต้นของการแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล

หากนำเอา A to D ขนาด 8 บิต มาเขียนกราฟคุณสมบัติระหว่างสัญญาณอินพุตกับเอาต์พุต โดยสมมุติว่าแรงดันอินพุต V_i เปลี่ยนค่าจาก 0-5 โวลต์ และ จะได้สัญญาณเอาต์พุตที่เป็นสัญญาณดิจิทัลจาก 00000000-11111111 ดังแสดงดังรูปที่ 2.4



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 2.4 แสดงกราฟคุณสมบัติของเอดีซี ขนาด 8 บิต

2.5.2 ค่าความละเอียดของ ADC

ค่าความละเอียดของ A to D หาได้จากการเปลี่ยนแปลงของค่าแรงดันอินพุตในการทำให้สัญญาณดิจิทัลเปลี่ยนค่าบิตนับสำคัญต่ำสุดหรืออ้างอิงถึงเรื่อง A to D จะได้ว่าความละเอียดเท่ากับ 2^N โดยที่ N คือจำนวนบิตของวงจร

$$\text{ความละเอียด} = \text{ค่าแรงดันอินพุตต่อบิต} = \text{ค่าเต็มสเกลหารด้วย } 2^N - 1$$

ถ้าสมมุติว่ามีเอาต์พุต 8 เส้น โดยเอาต์พุตแต่ละเส้นแสดงสถานะทางลอจิกเป็น 0 หรือ 1 จะมีความแตกต่างทางรหัสไบนารี ทั้งหมด 2^8 หรือ 256 รหัส

เช่น ถ้าตัวแปลงสัญญาณ มีความแตกต่างทางรหัสเอาต์พุต 256 ระดับ สัญญาณอินพุตถูกแทนเป็นไบนารีจาก 00000000 ถึง 11111111 ถ้าย่านอินพุตเริ่มจาก 0-5 โวลต์ ดังนั้นค่าความละเอียดเท่ากับ $5/256 = 0.019$ โวลต์ หรือประมาณ 0.02 โวลต์

2.5.3 ชนิดของ ADC อาจจำแนกได้ดังนี้

2.5.3.1 เอดีซี ชนิดป้อนกลับขนาน

2.5.3.2 เอดีซี ชนิดอินทิเกรต

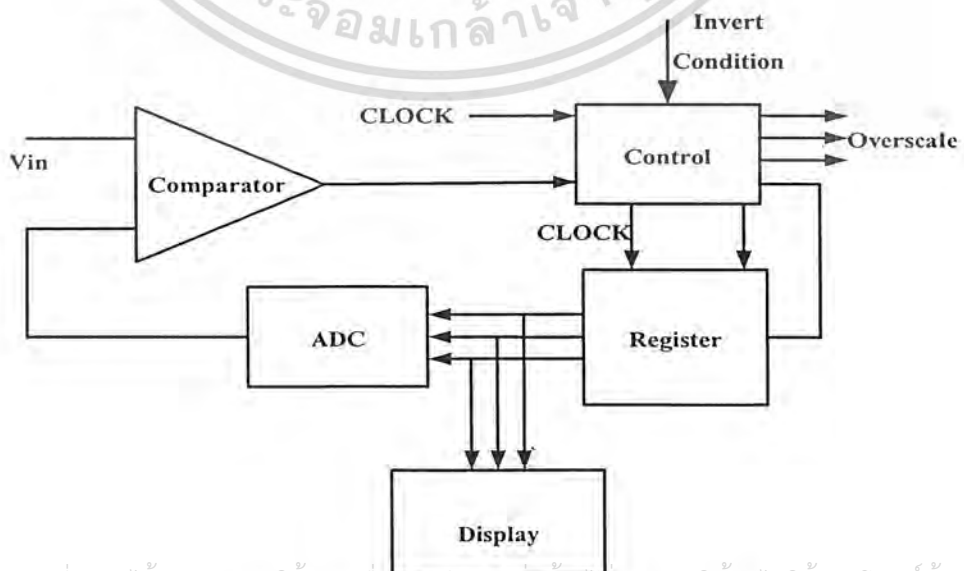
2.5.3.3 เอดีซี ชนิดพร้อมกัน

2.5.3.4 เอดีซี ชนิดป้อนกลับเรียงลำดับ

ในที่นี้จะกล่าวถึงวงจรเอดีซีชนิดป้อนกลับแบบขนานเท่านั้น ซึ่งเป็นชนิดที่ใช้ในโครงการนี้
เอดีซี ชนิดป้อนกลับขนาน

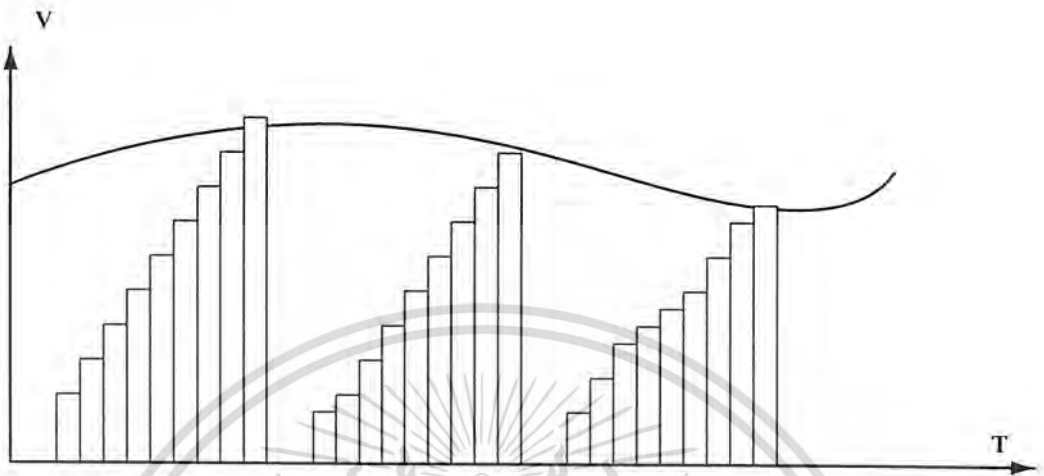
หลักการคือการใช้วงจรเอดีซีในระบบป้อนกลับวงจรเอดีซีที่เป็นวงจรประมวลผลสำเร็จรูปส่วนใหญ่จะใช้หลักการนี้ เอดีซี ชนิดป้อนกลับขนานยังแบ่งเป็น

- เอดีซี ขึ้นบันได
- เอดีซี ตามรอย (Tracking)
- เอดีซี ที่ใช้การประมาณค่าโดยลำดับ (Successive approximation)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 2.5 แสดงบล็อกของ วงจรเอดีซี ขึ้นบันไดหรือตามรอย

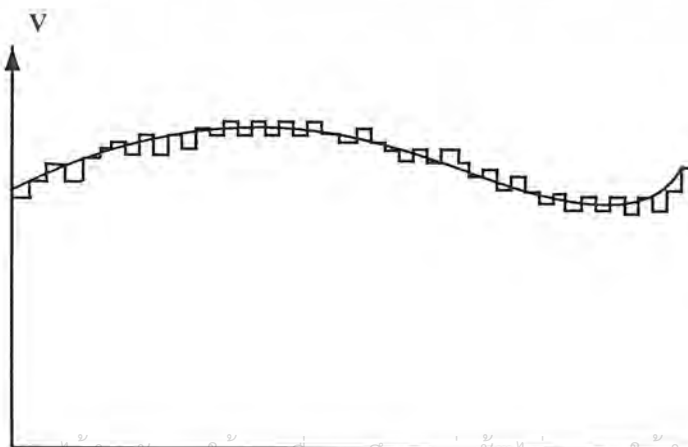
จากรูปที่ 2.5 แสดงแผนภาพของวงจรเอดีซี ขึ้นบันได หรือตามรอยแล้วแต่ว่าวงจรนับเป็นแบบธรรมดาหรือแบบนับขึ้นลง



รูปที่ 2.6 แสดงรูปคลื่นของวงจร เอดีซี ขึ้นบันได

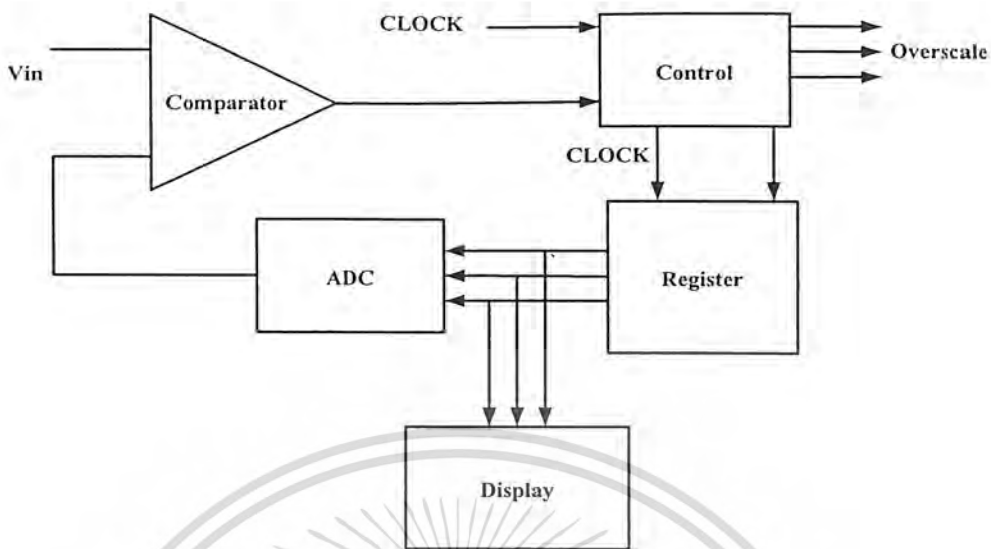
ในกรณีของวงจรเอดีซี ขึ้นบันได เมื่อมีคำสั่งให้ทำการแปลงผันวงจรนับจะตั้งต้นใหม่ (Reset) สัญญาณนาฬิกาจะทำให้วงจรนับ นับขึ้นไปเรื่อย ๆ ผลก็คือ แรงดันออกของเอดีซี จะเป็นรูปขึ้นบันได (ดูรูปที่ 2.6) จนกระทั่งขึ้นสูงกว่า V_a วงจรเปรียบเทียบจะบอกให้วงจรควบคุมหยุดสัญญาณนาฬิกาที่ส่งให้กับวงจรนับจนกว่าจะมีคำสั่งให้แปลงผันใหม่หรือไม่วงจรเปรียบเทียบจะบอกให้วงจรควบคุมตั้งต้นวงจรนับใหม่ (กรณีรูปที่ 2.6) และวงจรจะเริ่มต้นกระบวนการแปลงผันใหม่ทันที

ถ้าเราใช้วงจรนับขึ้น-ลง และ ให้วงจรเปรียบเทียบทำหน้าที่ตัดสินใจว่าจะนับขึ้น หรือ นับลงถ้าแรงดันออกของ เอดีซี ต่ำกว่า V_a ให้นับขึ้น แรงดันออกของเอดีซีจะลดลง เช่นกัน สังเกต ได้ว่ากรณีที่ V_a มีค่าคงตัวหรือเกือบคงตัว แรงดันออกของเอดีซี จะขึ้นลงทุก ๆ จังหวะของสัญญาณนาฬิกา ทำให้เกิดความไม่แน่นอนในบิตค่าสุดของสัญญาณเชิงเลข (Digital Signal) ขาออก (ดูรูปที่ 2.7) อย่างไรก็ตามวงจรเอดีซี ตามรอยมีข้อน่าสนใจ คือ เวลาการแปลงผัน (Conversion Time) จะสั้น และ สัญญาณเชิงเลขที่ได้จะแทนรูปคลื่นของสัญญาณเชิงอุปมาน (Analog Signal) ได้ดีกว่า



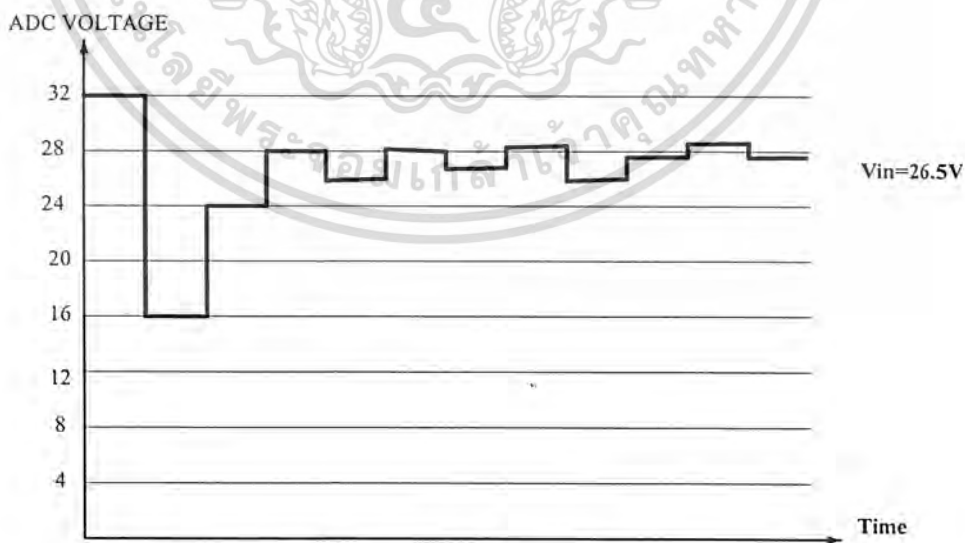
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้เผยแพร่โดยระบบอัตโนมัติของศูนย์วิจัยและพัฒนาระบบงานคอมพิวเตอร์ มหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าธนบุรี
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้เผยแพร่สิ่งนี้ไปยังสื่ออื่นใดโดยไม่ได้รับอนุญาตทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รูปที่ 2.7 แสดงรูปคลื่นของวงจรเอดีซีตามรอย



รูปที่ 2.8 แสดงบล็อกของวงจร เอดีซี ที่ใช้การประมาณค่าโดยลำดับ

จากรูปที่ 2.8 แสดงบล็อกของวงจร เอดีซี ที่ใช้การประมาณค่าโดยลำดับจะสังเกตว่าเราใช้วงจรทะเบียน(Register) แทนวงจรนับการควบคุมการทำงานของวงจรจะมีขั้นตอนที่ยุงยากกว่า เอดีซี ตามรอยขั้นตอนการทำงานนี้แสดงอยู่ในแผนภาพในรูปที่ 2.4 ตัวอย่างเช่น เราต้องการแปลงผัน $V_{in} = 26.5$ โวลต์ เป็นสัญญาณเชิงเลข 6 บิต สมมุติว่าบิตในสำคัญต่ำสุด (LSB) สมพันธ์กับ 32 โวลต์ ซึ่งเทียบแล้วจะใหญ่กว่า V_{in} ดังนั้น บิตในสำคัญสูงสุดเท่ากับศูนย์ (MSB = 0) ให้บิตที่มีนัยสำคัญรองลงไปเป็น 1 เลข 010000 จะสมพันธ์กับ 24 โวลต์ เทียบ 24 โวลต์ V_{in} และเช่นนี้ไปเรื่อย ๆ ไปจนครบทุกบิต ดูรูปคลื่นในรูปที่ 2.9

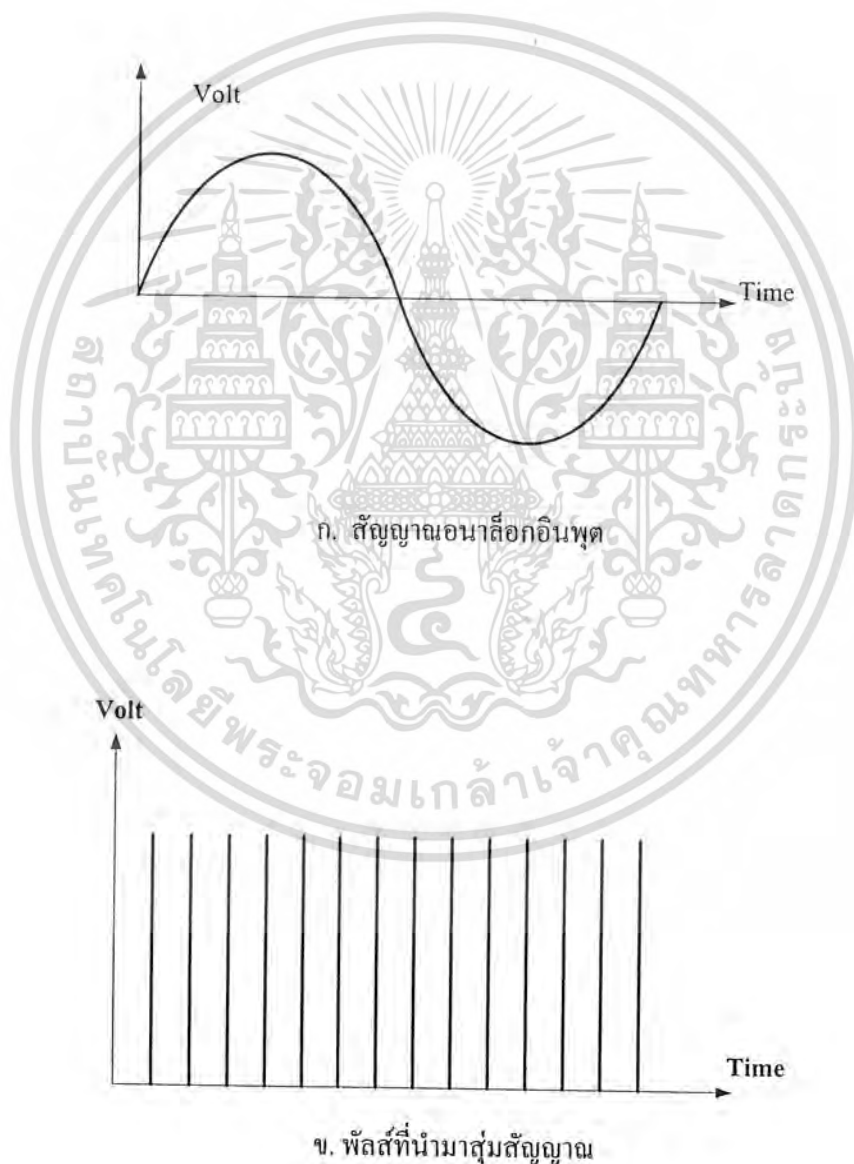


รูปที่ 2.9 แสดงรูปคลื่นวงจร เอดีซี

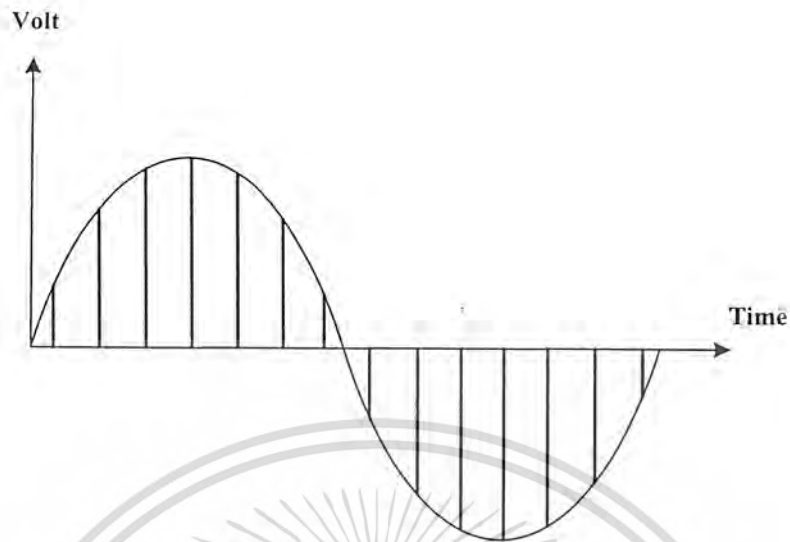
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.6 การแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล

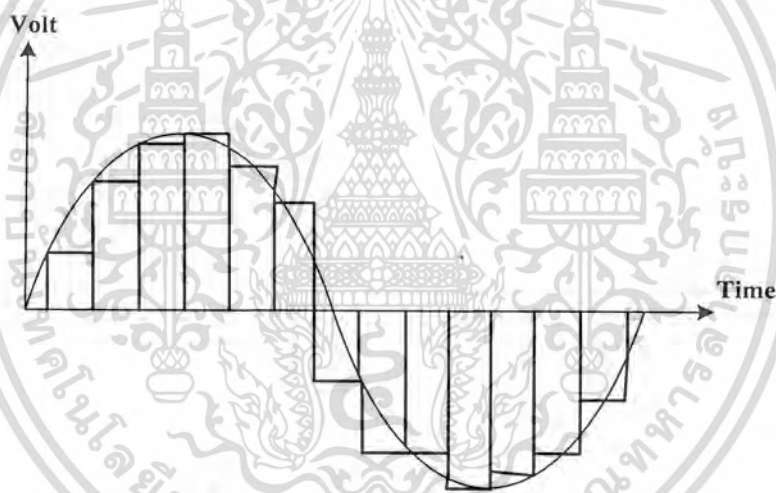
ในการแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัลอนั้นสามารถทำได้ โดยการสร้างขบวนพัลส์เพื่อที่จะนำมาสุ่มสัญญาณ โดยพัลส์นั้นจะมีความถี่ที่ค่าหนึ่งๆ ที่เรียกว่า ความถี่ในการสุ่มสัญญาณ (Sampling-Frequency: f_s) เมื่อทำการมอดูเลตระหว่าง ขบวนพัลส์ กับ สัญญาณอนาล็อก โดยเสมือนว่าสัญญาณอนาล็อกจะซ้อนทับมาบนขบวนพัลส์ ถ้าหากสัญญาณอนาล็อกที่ถูกสุ่มถูก hold จนกว่าสัญญาณค่าใหม่จะถูกสุ่มเข้ามาจนได้ลักษณะของเอาท์พุทที่แสดงในรูปที่ 2.10 ง



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



ก. สัญญาณอนาล็อกหลังการสุ่ม



ง. สัญญาณอนาล็อกหลังการสุ่มและ hold

รูปที่ 2.10 การสุ่มสัญญาณ

ถ้าสัญญาณต่อเนื่องซึ่งมีความถี่และฮาร์โมนิกส์ไม่เกิน f_c ถูกสุ่มด้วยอัตราการสุ่มเท่ากับ f_s ซึ่งมีค่าไม่น้อยกว่า $2f_c$ แล้วสัญญาณดังกล่าวจะสามารถเปลี่ยนกลับมาได้อย่างเดิม โดยที่จะไม่มีการสูญเสียรายละเอียดหรือผิดเพี้ยนไป

ผลของการใช้อัตราการสุ่มที่ไม่เหมาะสม จะไม่ทำให้เกิดสัญญาณรบกวนความถี่ต่ำ เรียกว่า Aliasing frequency เมื่อสัญญาณถูกเปลี่ยนกลับมาเช่นเดิมหลังจากถูกสุ่มค่าแล้วดังรูปที่ 2.10 จะเห็นว่าความถี่ Aliasing จะแตกต่างจากความถี่เดิมไปมาก Anti aliasing filter เป็นวงจรกรองผ่านความถี่ต่ำที่จะช่วยลดสัญญาณในแถบความถี่ทำให้เกิด Aliasing frequency ในขณะที่ไม่ต้องการให้เกิดความผิดพลาดของสัญญาณในแบนด์ที่ใช้งานและไม่ลดความแม่นยำในการวัดโดยรวมอีกด้วย นอกจากการใช้ฟิลเตอร์ฮาร์โมนิกส์ที่สูง ๆ แล้วพยายามให้การสุ่มเป็นไปอย่างรวดเร็วมากที่สุด ซึ่งปกติแล้วจะสูงกว่าความถี่ต่ำสุด

เอกสารตามทฤษฎี Sampling คือ $2f_c$ วิชาการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- การใช้ Anti aliasing filter ขึ้นอยู่กับ
 - ความถี่สูงสุดที่น่าสนใจ
 - อัตราการสุ่ม
 - ความละเอียดของการแปลงสัญญาณ



รูปที่ 2.11 การเกิดความถี่ Aliasing

จากทฤษฎีการสุ่มค่าที่ว่าให้ความถี่ f_s มากกว่า $2f_c$ นั่นก็เพื่อจัดการซ้อนกันของสเปกตรัม (Aliasing Effect) เพื่อจำกัดแบนด์วิดท์ของสัญญาณที่จะถูกแปลงไม่ให้เกินไปกว่า $f_s/2$ ซึ่งในทางปฏิบัติแล้วจะยังคงเกิดความถี่ frequency folding ได้เสมอจากส่วนฮาร์โมนิกส์ของสัญญาณ และ สเปกตรัมของสัญญาณรบกวนที่ยังคงมีอยู่แม้ว่าจะทำการฟิลเตอร์แล้วก็ตาม

2.7 การจัดระดับสัญญาณ (Quantizing)

อีกขั้นตอนหนึ่งที่สำคัญ หลังจากที่ได้สัญญาณผ่านการสุ่มมาแล้วก็คือ ขั้นตอนการจัดระดับของสัญญาณ โดยสัญญาณที่ผ่านการสุ่มซึ่งจะมีลักษณะที่ไม่ต่อเนื่อง (Discrete Signal) และ เนื่องจากสัญญาณอนาล็อก ส่วนใหญ่จะมีสัญญาณรบกวนปะปนมาด้วยเสมอ จึงจำเป็นต้องกำจัดสัญญาณเหล่านี้ออกไปเพื่อไม่ให้เกิดความผิดพลาดในการประมวลผลแบบดิจิทัล และสามารถนำไปเข้ารหัสได้ง่าย

เมื่อผ่านการสุ่ม และ การจัดระดับแล้วข้อมูลที่เป็นสัญญาณอนาล็อก จะถูกเปลี่ยนเป็นระดับสัญญาณที่แน่นอน และมีลักษณะไม่ต่อเนื่องเป็นระดับต่าง ๆ กัน ในแต่ละสถานะของสัญญาณดิจิทัลเอาท์พุทจะแทนขนาดของสัญญาณอนาล็อกค่าใดค่าหนึ่ง ในช่วงแคบ ๆ ระหว่างจุดแบ่งระดับ เรียกช่วงเล็ก ๆ นี้ว่า Analog Quantization หรือ หนึ่งควอนตัม (Quantum) หรือ 1 LSB (Least significant Bit) ของการเปลี่ยนแปลงสัญญาณคลาดเคลื่อน (Error) ในการแทนค่าสัญญาณอนาล็อกในช่วงนั้นๆ อยู่ด้วยค่าความคลาดเคลื่อนนี้เป็นธรรมชาติของ Quantization ซึ่งทำการแก้ไขไม่ได้นอกเสียจากการเพิ่มจำนวนบิตของ Quantized ให้มากขึ้นและอีกอย่างหนึ่งที่สำคัญมากก็คือ ความละเอียด (Resolution) ของตัวแปลงว่ามีกี่บิต เพราะว่าจำนวนบิตของตัวแปลงจะบอกถึงจำนวนระดับสัญญาณ คือ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับจำนวนระดับสัญญาณ $(Q) = 2^N$; N คือจำนวนบิตนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ถ้าเราใช้ตัวแปลงขนาด 8 บิต กับขนาดสัญญาณอนาล็อกที่สูงสุด 10 โวลต์ จะได้จำนวนระดับสัญญาณเท่ากับ 256 ระดับ ดังนั้นค่าของบิตขวาสุด (Least Significant Bit:LSB) จะมีค่าเป็น

ค่าหนึ่งบิตด้านต่ำ เท่ากับ แรงดันสัญญาณด้านสูง/จำนวนระดับสัญญาณ

ในบางครั้งเราเรียก LSB ว่า “Step Size” โดยใช้สัญญาณจากตัวแปลง 8 บิต และขนาดสัญญาณ 10 โวลต์ จะมีค่า $10/2^8 = 10/256 = 0.039$ โวลต์ แล้วอาจเขียนสมการในการหาค่า (Δ) ใหม่ได้ว่า

$$(\Delta) = \text{FSR} / Q$$

เมื่อ Q คือ จำนวนระดับสัญญาณ

FSR คือ ช่วงเต็มสเกลของแรงดันอนาล็อก (Full Scale Range)

Δ คือ ค่าความผิดพลาดจากการจัดระดับสัญญาณ

จะเห็นว่าจำนวนบิตยิ่งมาก ค่า Δ จะยิ่งลดลงจะทำให้ค่าความผิดพลาดลดลงไปด้วย โดยค่าความผิดพลาดจะอยู่ระหว่าง 0 ถึง $\Delta/2$ ซึ่งมีค่าความผิดพลาดอาจจะเป็นศูนย์ ถ้าสัญญาณอนาล็อกมีค่าที่กึ่งกลางของควอนตัมพอดี

2.8 การเข้ารหัส (Coding)

ในการเข้ารหัสสัญญาณที่ผ่านการสุ่ม และการจัดระดับมาแล้วนั้น ส่วนใหญ่จะแปลงให้อยู่ในรูปของรหัสตัวเลขฐานสอง (Binary Code) แล้วทำการเปลี่ยนจากข้อมูลแบบขนานให้เป็นแบบอนุกรมเพื่อสามารถลดช่องสัญญาณในการส่งข้อมูลให้เหลือเพียงช่องสัญญาณเดียวได้

จากตารางที่ 2.3 จะแสดงการเข้ารหัสของระดับแรงดันที่ได้จากการสุ่มสัญญาณขนาด 0 ถึง 5 โวลต์ และ ผ่านการจัดระดับสัญญาณมาแล้ว ซึ่งที่ระดับแรงดันต่ำที่สุดก็จะมีขนาด 8 บิต เลขฐานสองเป็น 00000000 ส่วนระดับแรงดันสูงสุดก็จะมีรหัสเลขฐานสองเป็น 11111111 เป็นต้น

ตารางที่ 2.4 แสดงการเข้ารหัสสัญญาณ

Vin	Binary code
0	0000 0000
0.5	0001 1101
1.0	0011 0011
1.5	0100 1011
2.0	0110 0111
2.5	1000 0000
3.0	1001 1100
3.5	1011 0010
4.0	1100 1111
4.5	1110 1001
5.0	1111 1111

จากขั้นตอนทั้งหมดใน การแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล นั้นเราสามารถที่จะทำการกำหนดความสามารถหรือคุณภาพในการแปลงสัญญาณได้ด้วยปัจจัยหนึ่งที่สำคัญมาก คือ ความละเอียด (Resolution) ซึ่งขึ้นอยู่กับจำนวนบิตนั่นเอง แต่ในการใช้งานจริงแล้วยังมีเรื่องความเร็วในการแปลงสัญญาณอีกด้วย

2.9 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ 8051 เป็น CPU ในตระกูล MCS-51 ของบริษัทอินเทลถูกผลิตขึ้นมา ให้มีคุณสมบัติเหมาะสมกับงานประเภทระบบการควบคุมงานต่าง ๆ ในลักษณะงานที่ชื่อเรียกว่า Single Chip Microcontroller ดังนั้นในโครงการนี้จึงได้ใช้โปรเซสเซอร์เบอร์นี้เป็นตัวควบคุมการรับและส่งข้อมูล ของหน่วยความจำ โดยอาศัยหน่วยความจำภายนอก และ พอร์ตอินพุต เอาท์พุต เพื่อให้ทำงานได้ตามต้องการ

2.9.1 คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51

คุณสมบัติทั่วไปที่สำคัญของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 มีดังนี้

- เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ขนาด 8 บิต
- มีวงจรรอสซิลเลเตอร์ และวงจรมินิโมสตรานซิสเตอร์นาฬิกาภายในไอซี
- มีขาสัญญาณอินพุตเอาต์พุตจำนวน 32 บิต
- สามารถเชื่อมต่อหน่วยความจำภายนอก (External Data Memory) โดยอ้างตำแหน่ง

แอดเดรสได้ถึง 64K

- มีหน่วยความจำภายในตัว (On-Chip Program memory) ขนาด 4K โดยเฉพาะเบอร์ 8052 จะมีหน่วยความจำส่วนนี้ถึง 8K สำหรับเบอร์ 8031 และ 8032 ไม่มีความจำในส่วนนี้

- มีหน่วยความจำภายในตัว (On-Chip Data memory) ขนาด 128 ไบต์ โดยเฉพาะเบอร์ 8032 และ 8052 จะมีหน่วยความจำในส่วนนี้ถึง 256 ไบต์

- มีหน่วยความจำข้อมูลภายในบางส่วนสามารถเข้าถึงข้อมูลระดับบิตได้ด้วยการควบคุม หรือ การตรวจสอบสถานะบิตทำได้ง่ายส่งผลให้การเขียนโปรแกรมทำได้ง่ายมากขึ้น

- มีไทมเมอร์/เคาน์เตอร์ (Timer/counters) ขนาด 16 บิต จำนวน 2 ตัว โดยเฉพาะเบอร์ 8052 จะมีไทมเมอร์/เคาน์เตอร์จำนวน 3 ตัว

- การอินเตอร์รัปต์สามารถทำได้จาก 5 แหล่งกำเนิดโดยเฉพาะเบอร์ 8032 และ 8052 จะทำการอินเตอร์รัปต์ได้จาก 6 แหล่งกำเนิด โดยการอินเตอร์รัปต์ยังสามารถจัดระดับความสำคัญได้เป็น 2 ระดับ

- มีพอร์ตสื่อสารอนุกรมอยู่ภายในตัวเองในการทำงานเป็นแบบฟูลดูเพล็กซ์(Full Duplex)

- มีคำสั่งในการคำนวณทางคณิตศาสตร์ และ ตรรกศาสตร์

- คำสั่งโดยส่วนใหญ่ใช้เวลาการทำงานเพียง 1 μ S(1/100000 วินาที) เมื่อใช้คริสตอลที่มีความถี่

12 เมกะเฮิรตซ์

- ใช้แหล่งจ่ายไฟ 5 โวลต์เพียงชุดเดียว

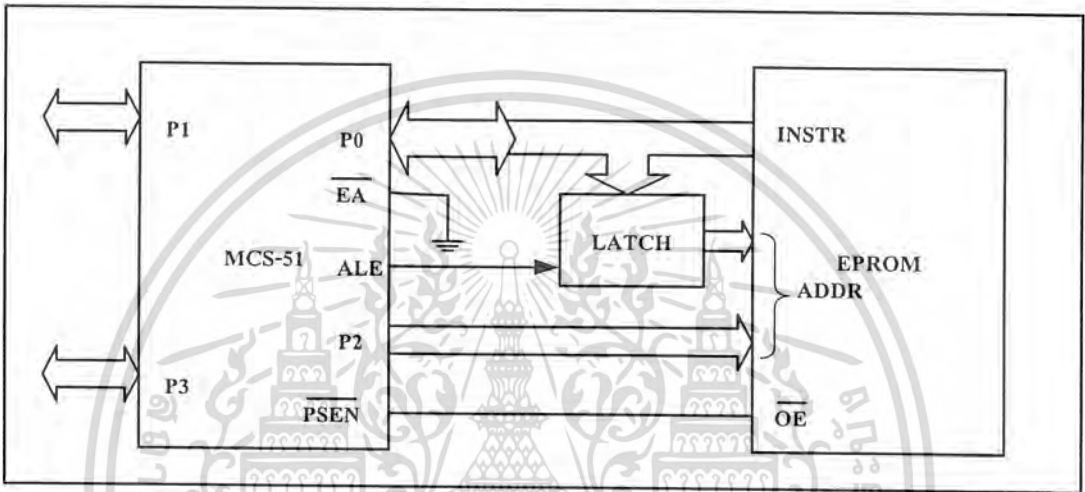
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้สำหรับใช้ในการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.9.2 การแบ่งประเภทของหน่วยความจำ

ลักษณะการจัดการกับหน่วยความจำในระบบ CPU 8051 จะมีการแบ่งหน่วยความจำ ออกเป็น 2 ลักษณะ ตามชนิดของข้อมูลที่เก็บดังนี้

- หน่วยความจำโปรแกรม (Program memory)
- หน่วยความจำข้อมูล (Data Memory)

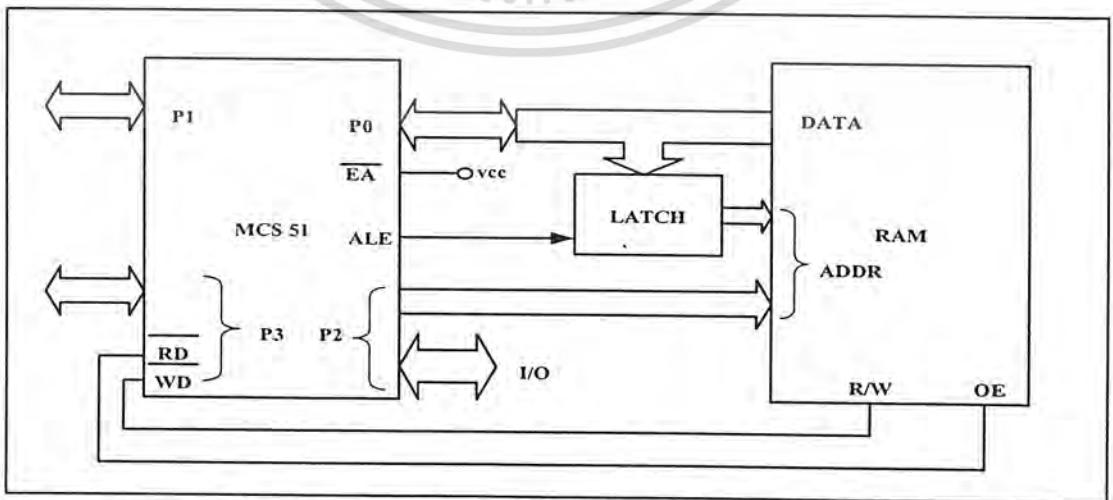
ส่วนหน่วยความจำโปรแกรมหมายถึง หน่วยความจำที่อ่านได้เพียงอย่างเดียว (ROM) ซึ่งเป็น ส่วนหนึ่งที่บรรจุโปรแกรมที่ต้องการให้ CPU ทำงาน



รูปที่ 2.12 แสดงการใช้หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป

ส่วนหน่วยความจำข้อมูลหมายถึง ส่วนที่เป็น RAM ซึ่งเราสามารถอ่าน หรือ เขียนเป็นข้อมูล เปลี่ยนแปลง ได้ตลอดเวลาแต่ไม่สามารถประมวลผลโปรแกรมบนหน่วยความจำนี้ได้

โดยหน่วยความจำทั้ง 2 โปรแกรมนี้ถูกแยกออกกันด้วยคำสั่งทาง Software และลักษณะการ ติดต่อกับ Hardware ด้วยคือ จะมีคำสั่งเฉพาะสำหรับการติดต่อกับหน่วยความจำชนิดใดชนิดหนึ่งและจัด สัญญาณสโตรบในการติดต่อกับหน่วยความจำแต่ละชนิดแยกจากกันด้วย ดังรูปที่ 2.12 และ 2.13

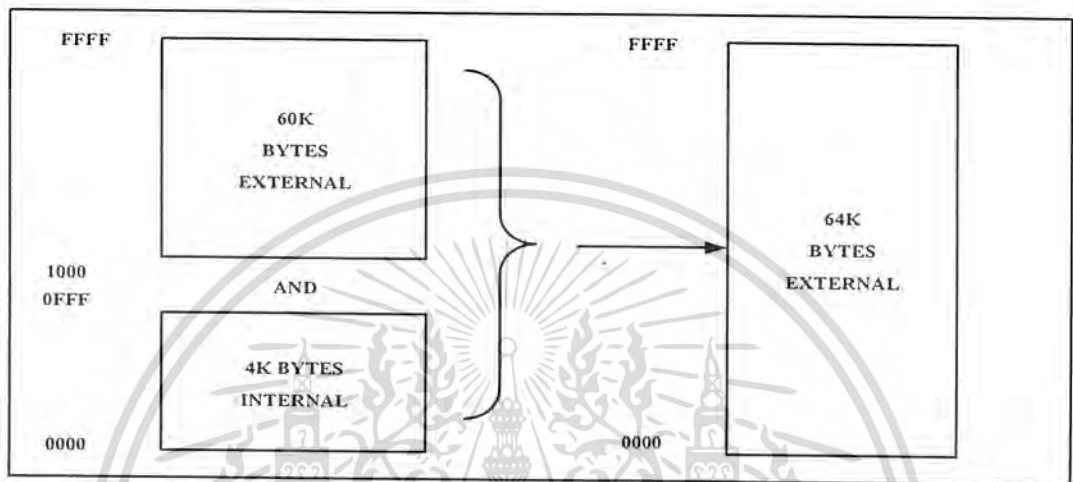


รูปที่ 2.13 แสดงการใช้หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อผู้ใช้เห็นประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.9.2.1 หน่วยความจำโปรแกรม (Program Memory)

หน่วยความจำโปรแกรมเป็นหน่วยความจำที่ใช้สำหรับเก็บค่าคำสั่งหรือโปรแกรมที่ผู้ใช้พัฒนาขึ้นมาโดยอาจประกอบอยู่ในตัวไอซีหรือไอซีหน่วยความจำประเภทอีพรอม (EPROM) ซึ่งในกรณีหลังนั้นจำเป็นต้องใช้ พอร์ตอินพุต/เอาต์พุตแอดเดรสบัส และ คาตาบัส เพื่อให้สามารถต่อเข้ากับหน่วยความจำไอซีมาตรฐานได้



รูปที่ 2.14 ผังหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมสำหรับเบอร์ 8051

ในการเชื่อมต่อหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกต่อเข้ากับ 8051 นั้น เนื่องจากระบบบัสแอดเดรส และจากบัสข้อมูลของไมโครคอนโทรลเลอร์ 8051 จะเป็นลักษณะการใช้มัลติเพล็กซ์จากพอร์ตเดียวกัน คือ ในระยะเวลาเริ่มต้นเส้นสัญญาณของพอร์ตที่ใช้ในการส่งค่าแอดเดรสของตำแหน่งที่ต้องการติดต่อด้วยและในช่วงเวลาต่อมาจึงจะทำการเปลี่ยนไปเป็นสถานะ High Impedance เพื่อใช้งานในสถานะของบัสข้อมูล แต่เนื่องจากว่าอีพรอมที่ใช้กันโดยทั่วไปนั้น ไม่ใช้การมัลติเพล็กซ์ และมีขาสัญญาณบัสแอดเดรส และ บัสข้อมูลจะแยกออกจากกันโดยชัดเจน ดังนั้นการเชื่อมต่ออีพรอมเพื่อเป็นหน่วยความจำโปรแกรม จึงจำเป็นต้องมีวงจรประเภทแลตซ์ประกอบขึ้น ในการเพิ่มเติมเพื่อค่าของแอดเดรสที่ส่งออกมาจาก 8051 ในช่วงเวลาให้กับขาสัญญาณแอดเดรสของอีพรอมต่อไป

สัญญาณ EA(External Access) จะใช้ในการกำหนดเลือกว่า จะทำการอ่านข้อมูลที่มาจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก หรือ ภายในตัวไอซีไมโครคอนโทรลเลอร์เอง ซึ่งหากเป็นระดับลอจิกต่ำจะอ่านข้อมูลมาจากหน่วยความจำภายนอกและกรณีตรงข้ามก็จะอ่านข้อมูลมาจากหน่วยความจำภายในตัวไอซีเอง สิ่งที่ควรสังเกต คือ เมื่อมีการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำภายใน และมีค่าการใช้งานแอดเดรสที่อยู่ในช่วงที่สูงกว่าค่าสูงสุดของหน่วยความจำข้อมูลภายใน ในกรณีเช่นนี้ 8051 จะทำการอ่านค่าแอดเดรสที่สูงกว่ามาจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกอัตโนมัติ ส่วนสัญญาณอื่น ๆ ของ 8051 ที่ใช้ระหว่างการติดต่อเพื่ออ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกดังแสดงในตารางที่ 2.5

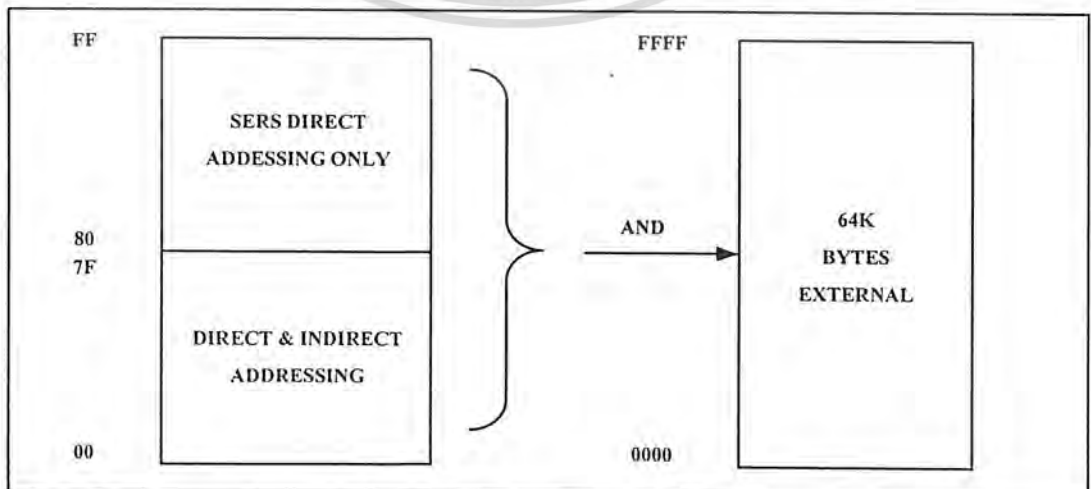
ตารางที่ 2.5 แสดงสัญญาณของ 8051 ที่ใช้ระหว่างการติดต่อเพื่ออ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก

สัญญาณ	คำจำกัดความ	ขาสัญญาณ	หน้าที่
EA	External Access	31	เลือกประเภทหน่วยความจำภายในหรือภายนอก
ALE	Address Enable	30	สัญญาณเอาต์พุตสำหรับการแลตซ์ข้อมูลแอดเดรสจากบัส
P2.0-P2.3	Port2	21-28	เป็นข้อมูลแอดเดรสไบต์สูงของหน่วยความจำ
P0.0-P0.7	Port 0	39-32	มัลติเพล็กซ์สัญญาณบัสแอดเดรสและบัสข้อมูล
PSEN	Program store Enable	29	สัญญาณระบุนการอ่านให้กับหน่วยความจำ EPROM

การใช้งาน 8051 แบบไม่มีหน่วยความจำโปรแกรมภายในนั้น จำเป็นต้องมีการเชื่อมต่อเข้ากับหน่วยความจำโปรแกรมซึ่งเป็น ไอซีอีพรอม(EPROM) และ จะต้องกำหนดคิให้มันเริ่มต้นที่แอดเดรส 0000H เสมอทั้งนี้เพราะ เมื่อมีการรีเซต หรือ เริ่มต้นการจ่ายไฟให้กับระบบ 8051 จะได้เริ่มต้นการทำงานตามคำสั่งนี้ทันที

2.9.2.2 หน่วยความจำข้อมูล(Data Memory)

หน่วยความจำข้อมูลของ 8051 ไว้ใช้สำหรับเก็บข้อมูล หรือ ทำตัวแปรที่เกิดขึ้นในขณะที่กำลังประมวลผลโปรแกรมไว้เป็นการชั่วคราว โดยพื้นฐานแล้วหน่วยความจำข้อมูลจัดเป็นหน่วยความจำแบบสแตค ดังนั้นเมื่อไม่มีการจ่ายไฟให้กับระบบก็จะมีผลทำให้ข้อมูลที่เก็บไว้ภายในสูญหายสำหรับพื้นที่ของหน่วยความจำข้อมูลภายในของ 8051 สามารถได้สูงสุดไม่เกิน 64 กิโลไบต์ และ แยกประเภทออกเป็น 2 ลักษณะตามตำแหน่งที่ตั้งของหน่วยความจำคือ หน่วยความจำภายในซึ่งเป็นแรมที่อยู่ภายในตัวไอซีเองและ หน่วยความจำข้อมูลภายนอกซึ่งเป็นการใช้ไอซีหน่วยความจำมาเพิ่มเติมเข้าไปในวงจรเข้าไปในลักษณะเดียวกับการนำเอาไอซีอีพรอมมาต่อเป็นหน่วยความจำโปรแกรมดังแสดงในรูปที่ 2.15



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับครูใ้ตงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 2.15 ผังหน่วยความจำสำหรับ Data Memory เบอร์ 8051

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.9.2.2.1 หน่วยความจำข้อมูลภายใน

Byte	(MSB)							(LSB)	
7FH	Scratch Pad Area								
30H									
2FH	7F	7E	7D	7C	7B	7A	79	78	
2EH	77	76	75	74	73	72	71	70	
2DH	6F	6E	6D	6C	6B	6A	69	68	
2CH	67	66	65	64	63	62	61	60	
2BH	5F	5E	5D	5C	5B	5A	59	58	
2AH	57	56	55	54	53	52	51	50	
29H	4F	4E	4D	4C	4B	4A	49	48	
28H	47	46	45	44	43	42	41	40	
27H	3F	3E	3D	3C	3B	3A	39	38	
26H	37	36	35	34	33	32	31	30	
25H	2F	2E	2D	2C	2B	2A	29	28	
24H	27	26	25	24	23	22	21	20	
23H	1F	1E	1D	1C	1B	1A	19	18	
22H	17	16	15	14	13	12	11	10	
21H	0F	0E	0D	0C	0B	0A	9	8	
20H	7	6	5	4	3	2	1	0	
1FH	R0-R7							รีจิสเตอร์ แบนด์ 3	
18H	R0-R7								
17H									
10H	R0-R7								
0FH									
08H	R0-R7								
07H									
00H	R0-R7								รีจิสเตอร์ แบนด์ 0

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น รูปที่ 2.16 แสดง 128 ไบต์ของ RAM ที่เข้าข้อมูลแบบทางตรง และ แบบทางอ้อมนำไปใช้

หน่วยความจำข้อมูลภายใน 8051 มีจำนวนทั้งหมด 256 ไบต์ โดยสามารถจำแนกออกได้เป็น 2 ลักษณะ คือ พื้นที่เฉพาะสำหรับตัวประมวลผลกลาง ซึ่งจะเรียกว่า รีจิสเตอร์ และพื้นที่ใช้งานทั่วไปสำหรับโปรแกรมที่ผู้ใช้สร้างขึ้นมาหน่วยความจำขนาด 128 ไบต์แรก บริเวณนี้ที่ตำแหน่งแอดเดรสอยู่ในช่วง 00H-2FH ซึ่งมีการจำแนกออกเป็น 3 ส่วนตามการใช้งานคือ

บริเวณแอดเดรส 00H-1FH แบ่งออกเป็นกลุ่มข้อมูลจำนวน 8 ไบต์ ได้รวมทั้งหมด 4 กลุ่ม โดยพื้นที่ในแต่ละกลุ่มจะถูกใช้งานในฐานะของรีจิสเตอร์ใช้งานโดยทั่วไปมีชื่อเรียกว่า รีจิสเตอร์ R0-R7

บริเวณแอดเดรส 20H-2FH จำนวนทั้งหมด 16 ไบต์ พื้นที่บริเวณนี้เป็นส่วนสำหรับผู้ใช้ซึ่งมีความสามารถพิเศษแตกต่างไปจากหน่วยความจำอื่น ๆ เนื่องจากผู้ใช้สามารถอ้างอิงถึงหน่วยความจำในบริเวณนี้ได้ในลักษณะไบต์ข้อมูล หรือ ในลักษณะบิตข้อมูลโดยตรง ดังนั้นหาก มองในลักษณะบิตข้อมูลแล้วจะมีพื้นที่ตัวแปรบิตให้ใช้ได้มากถึง 128 บิต

หน่วยความจำขนาด 128 ไบต์ ถัดไปเป็นพื้นที่ตั้งแต่บริเวณแอดเดรส 80H-FFH เป็นบริเวณของหน่วยความจำที่มีการใช้งานเฉพาะจาก 8051 เท่านั้น โดยจะนำมาใช้เป็นตำแหน่งของรีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษจำนวน 20 ตำแหน่ง

2.9.2.2.2 หน่วยความจำข้อมูลภายนอก

การใช้หน่วยความจำภายนอกเป็นวิธีการแก้ปัญหาอย่างหนึ่งในกรณีที่ต้องการหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลชั่วคราว หรือ ตัวแปรของโปรแกรมมากกว่าขนาดของหน่วยความจำข้อมูลภายในซึ่งมีขนาดเพียง 128 ไบต์ หรือ 256 ไบต์ เท่านั้นบางครั้งการใช้หน่วยความจำข้อมูลภายนอกยังเหมาะสมกับงานประยุกต์บางอย่างที่จำเป็น ต้องมีการเก็บสำรองข้อมูลบางอย่างไว้ไม่ให้สูญหายแม้ว่าจะไม่มีการจ่ายไฟฟ้าแก่ให้ระบบก็สามารถทำได้ โดยการใช้ไอซีหน่วยความจำแรมพร้อมแบตเตอรี่สำรองประเภทลิเทียมหรือ ใช้ชนิดเซลล์เมียมใช้ในการเป็นตัวเก็บข้อมูลเหล่านี้ไว้แทนอย่างไรก็ตาม ไม่ว่าจะสาเหตุของการนำไอซีหน่วยความจำภายนอกมาใช้งานจะเป็นอย่างไรจะมีผลทำให้ พอร์ตอินพุต/เอาต์พุต ของ 8051 ถูกนำไปใช้เพื่อติดต่อกับหน่วยความจำเหล่านี้แทน ดังนั้นจึงจำเป็นต้องมีการใช้วงจรประกอบอื่น ๆ เข้ามาชดเชยความสามารถเหล่านั้นของไมโครคอนโทรลเลอร์ 8051 แทน

การเชื่อมต่อกับหน่วยความจำข้อมูลภายนอกเข้ากับระบบของไมโครคอนโทรลเลอร์ 8051 จะมีวิธีการเหมือนกับการเชื่อมต่อหน่วยความจำอิพรมโดยมีหลักการทำงานคือ จะมีไอซีแลตซ์ทำหน้าที่ ค้างค่าแอดเดรส ให้กับอินพุตของหน่วยความจำแรมส่วนขา RD , WR ก็จะทำการต่อโดยตรงกับไมโครคอนโทรลเลอร์ 8051 และ ถ้าต้องการต่อแรมหลาย ๆ ตัวก็ใช้การถอดรหัสแอดเดรสแบบเดียวกับการต่ออิพรม

2.9.3 รีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษ (SFR)

รีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษเป็นรีจิสเตอร์สำหรับการควบคุมหน้าที่หรือเป็นตำแหน่งเฉพาะและ การทำงานของพอร์ตทั้งหมด โดยมีตำแหน่งอยู่ในบริเวณแอดเดรส 80H-FFH ดังแสดงในรูปที่ 2.17 การใช้งานในรีจิสเตอร์พิเศษเหล่านี้สามารถระบุชื่อ หรือ ตำแหน่งของรีจิสเตอร์ ได้แก่

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- แอดคิวมูลเตอร์รีจิสเตอร์ (Accumulator)

เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต จะทำหน้าที่ในกรณีเก็บข้อมูลที่จะทำการส่งให้กับหน่วยทำงานภายใน CPU และเก็บผลลัพธ์ที่ได้จากการทำงานนั้นการทำงานของรีจิสเตอร์แอดคิวมูลเตอร์นี้มีลักษณะการทำงานเช่นเดียวกับแอดคิวมูลเตอร์ทั่วไป

- รีจิสเตอร์ B (Register B) เป็นรีจิสเตอร์ที่ใช้สำหรับการทำคำสั่งคูณและหารตัวเลขในกรณีที่ใช้การคำนวณทางด้านคณิตศาสตร์ก็สามารถนำไปใช้งานเช่นเดียวกับรีจิสเตอร์ทั่วไป

Direct Byte Address	Bit Address								Special Function Register Symbol	
(MSB)	WDT	T32	SERR	IZC	P3HZ	P2HZ	P1HZ	ALF	(LSB)	
0F8H	FF	FE	FD	FC	FB	FA	F9	F8		IOCON
0F0H	F7	F6	F5	F4	F3	F2	F1	F0		B
0E0H	E7	E6	E5	E4	E3	E2	E1	E0		ACC
	CY	AC	F0	RS1	RS0	OV	F1	P		
0D0H	D7	D6	D5	D4	D3	D2	D1	D0		PSW
0CDH	Not Bit Addressable									TH2
0CCH	Not Bit Addressable									TL2
0CBH	Not Bit Addressable									RCAP2H
0CAH	Not Bit Addressable									RCAP2L
	TF2	EXF2	Relk	Tclk	Exen2	TR2	CT2	CPRL2		
0C8H	CF	CE	CD	CC	CB	CA	C9	C8		T2CON
	PCT		PT2	PS	PT1	PX1	PT0	PX0		
0B8H	BF	-	BD	BC	BB	BA	B9	B8		IP
0B0H	B7	B6	B5	B4	B3	B2	B1	B0		P3
	EA		ET2	ES	ET1	EX1	ET0	EX0		
0A8H	AF	-	AD	AC	AB	AA	A9	A8		IE
0A0H	A7	A6	A5	A4	A3	A2	A1	A0		P2
99H	Not Bit Addressable									SBUF
	SM0	SM1	SM2	REN	TB8	RB8	TI	RI		
98H	9F	9E	9D	9C	9B	9A	99	98		SCON
90H	97	96	95	94	93	92	91	90		P1
8DH	Not Bit Addressable									TH1
8CH	Not Bit Addressable									TH0
8BH	Not Bit Addressable									TL1
8AH	Not Bit Addressable									TL0
89H	Not Bit Addressable									TMOD
	TF1	TR1	TF0	TR0	IE1	IT1	IE0	IT0		
88H	8F	8E	8D	8C	8B	8A	89	88		TCON
87H	Not Bit Addressable									PCON
83H	Not Bit Addressable									DPH
82H	Not Bit Addressable									DPL
81H	Not Bit Addressable									SP
80H	87	86	85	84	83	82	81	80		P0

รูปที่ 2.17 แสดงตำแหน่งบิตใน SFR

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- โปรแกรมเคาน์เตอร์ (Program Counter)

เป็นรีจิสเตอร์ที่ใช้ชี้ตำแหน่งแอดเดรสของ หน่วยความจำโปรแกรม ซึ่งจะต้องทำงานในลำดับถัดไป การใช้งานภายในโปรแกรมจะเรียกว่า รีจิสเตอร์ PC

- สแต็กพอยน์เตอร์ (Stack Pointer)

เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต ทำหน้าที่ในการเก็บตำแหน่งแอดเดรสของตัวชี้ หรือ พอยน์เตอร์ของบริเวณสแต็กสำหรับเก็บข้อมูลของแอดเดรสรีจิสเตอร์ต่าง ๆ รวมทั้งข้อมูลจากโปรแกรมโดยปกติแล้ว เมื่อทำการเริ่มต้นระบบใหม่หลังจากการจ่ายไฟฟ้า หรือ มีการรีเซ็ตเกิดขึ้น ค่าภายในของสแต็กพอยน์เตอร์จะมีค่า 07H ซึ่งเป็นตำแหน่งของแอดเดรสรหัสภายในเนื้อที่บริเวณ 128 ไบต์ แรกของหน่วยความจำข้อมูลภายในการใช้งานภายในจะเรียกว่า รีจิสเตอร์ SP

- ตัวชี้ข้อมูลหรือค่าตัวพอยน์เตอร์ (Data Pointer)

เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 16 บิต ซึ่งเรียกว่า รีจิสเตอร์ DPTR เมื่อใช้งานสามารถแยกรีจิสเตอร์ออกเป็นขนาดบิต 2 ตัว คือ รีจิสเตอร์ DPH และ รีจิสเตอร์ DPL เพื่อเก็บค่าของแอดเดรสหรือพื้นที่เฉพาะของหน่วยความจำที่ต้องใช้ภายในโปรแกรม หรือ อาจจะเป็นแอดเดรสของอุปกรณ์ภายนอกที่มีการกำหนดให้ติดต่อกันโดยใช้ตำแหน่งของหน่วยความจำนั้นภายในโปรแกรม

- โปรแกรมสเตตัสเวิร์ด (PSW)

รีจิสเตอร์นี้ทำหน้าที่บอกถึงแฟล็กสภาวะการทำงานต่าง ๆ รวมทั้งบิตสำหรับการกำหนดเลือกแบงก์ของรีจิสเตอร์ที่ใช้งานด้วย

- รีจิสเตอร์ที่เกี่ยวข้องกับพอร์ต (Port Register)

รีจิสเตอร์เหล่านี้จะมีความเกี่ยวข้องกับการทำงานของ พอร์ตอินพุต/เอาต์พุต โดยตรงซึ่งแต่ละตัวจะเป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต สามารถใช้งานได้ในลักษณะของการอินพุต หรือ การเอาต์พุตข้อมูลได้ การดำเนินการใด ๆ ที่เกี่ยวข้องกับพอร์ตทั้ง 4 นี้ข้อมูลที่ตำแหน่งของพอร์ตเหล่านี้เปลี่ยนแปลงไปเช่นกัน นอกจากนี้ พอร์ต P0 และ พอร์ต P2 ยังสามารถที่จะใช้ในการติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรม หรือ หน่วยความจำข้อมูลภายนอกได้โดยการใช้ พอร์ต P2 จะเป็นค่าของแอดเดรสในช่วง 8 บิต ล่างของหน่วยความจำช่วงเวลาต่อมาจึงนำพอร์ต P0 ไปใช้เป็นบัสข้อมูลในการรับหรือส่งข้อมูลกับหน่วยอุปกรณ์ภายนอกสำหรับพอร์ต P3 นอกเหนือจะนำไปใช้เป็นพอร์ตอินพุตเอาต์พุตตามปกติแล้วยังนำไปใช้ ในฐานะบัสควบคุมเกี่ยวกับการอินเทอร์รัปต์ได้อีกด้วย

- รีจิสเตอร์ SBUF

เป็นบัฟเฟอร์ขนาด 8 บิต สำหรับการติดต่อสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรมทั้งการรับและการส่งข้อมูลซึ่งตามความเป็นจริงแล้วบัฟเฟอร์นี้มีอยู่ด้วยกัน 2 ชุด และแยกจากกันอย่างชัดเจนสำหรับการส่งและการรับโดยซีพียูจะทำการเลือกบัฟเฟอร์ที่เหมาะสมให้โดยอัตโนมัติ

- รีจิสเตอร์ PCON

เป็นรีจิสเตอร์ที่ใช้การทำงานใน 3 ลักษณะ ได้แก่ การควบคุมการทำงานของโปรเซสเซอร์ (บิต IDL และ P) การกำหนดอัตราการทวีคูณของอัตราเร็วในการสื่อสารข้อมูลอนุกรม (บิต SMOD)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการการค้า และแฟล็กสภาวะสำหรับการใช้งานทั่วไป บิตGRO และ บิตGRI

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บิต PD(Power Down) จะเป็นบิตใช้กำหนดให้สามารถลดกำลังไฟฟ้าที่จ่ายให้กับส่วนของโปรเซสเซอร์ภายในลง โดยยังคงมีกำลังไฟฟ้าจ่ายให้กับส่วนหน่วยความจำข้อมูลภายในผ่านขาสัญญาณ RST วิธีการนี้มักนำมาใช้ในกรณีที่มีความต้องการในการตรวจสอบ การไม่มีกำลังไฟฟ้า (Power Failure) เป็นวงจรตรวจสอบภายนอกจะต้องมีการอินเทอร์รัปต์เข้ามาเพื่อทำการเก็บข้อมูลที่กำลังประมวลผลอยู่ก่อน และเมื่อมีกระแสไฟฟ้าจ่ายเป็นปกติจึงค่อยนำข้อมูลนั้นมาประมวลผลต่อไป

บิต IDL(Idle Mode) เป็นการกำหนดโปรเซสเซอร์หยุดทำงานชั่วคราว (Sleep) และจะกลับอยู่ในสภาพปกติอีกครั้ง เมื่อทำการรีเซตทางฮาร์ดแวร์ หรือ มีการอินเทอร์รัปต์ อย่างใดอย่างหนึ่งเกิดขึ้น การทำงานในลักษณะนี้สามารถเกิดขึ้นได้ เนื่องจากว่าสภาวะการหยุดทำงานชั่วคราวนั้น เป็นเพียงเพื่อห้ามไม่ให้มีสัญญาณนาฬิกาจ่ายของโปรเซสเซอร์เท่านั้นส่วนของการอินเทอร์รัปต์พอร์ตอนุกรมและวงจรจับเวลา ยังคงมีสัญญาณนาฬิกาอยู่เป็นปกติ

- รีจิสเตอร์ IP, IE, TMOD, SCON

เป็นกลุ่มของรีจิสเตอร์ ที่ทำหน้าที่กำหนดการควบคุม และ การทำการอินเทอร์รัปต์ต่าง ๆ

ของ 8051

ตารางที่ 2.6 แสดงค่าภายในรีจิสเตอร์หลังจากการรีเซต

REGISTER	VALUE HEX
PC	0000
DPTR	0000
A	00
B	00
SP	07
SPW	00
P0-3	FF
IP	XXX0000B
IE	0XX00000B
TCON	00
TMOD	00
TH0	00
TL0	00
TH1	00
TL1	00
SCON	00
SUBF	XX
PCON	0XXXXXXXB

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

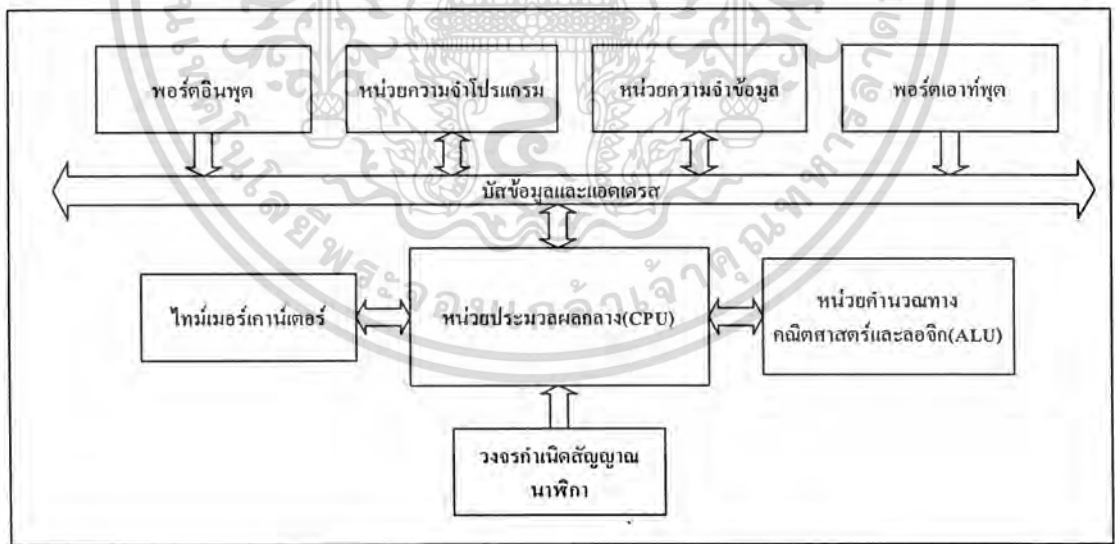
- การรีเซต (Reset)

การรีเซตสามารถมองเป็นการอินเทอร์รัปต์สูงสุดเพราะ โปรแกรมไม่สามารถสกัดกั้นได้ การอินเทอร์รัปต์ชนิดนี้บ่อยครั้ง เราเรียกว่า Nonmaskable เนื่องจากไม่มีบิตตัวใดที่สามารถหยุดมันได้ซึ่งไม่เหมือนกับการอินเทอร์รัปต์แบบอื่น PC จะไม่เก็บค่าโปรแกรมครั้งหลังสุดรีเซตเป็นคำสั่งที่สมบูรณ์ในการกระโดดไปที่ 0000H และเริ่มทำงานที่จุดนี้

เมื่อลอจิก “1” ใช้ที่ขา RST ของ 8051 (ขา 9) จะอยู่ในสภาวะรีเซตหลังจากขา RST เป็น “0” รีจิสเตอร์ภายในจะมีค่าดังตารางที่ 2.6

2.10 ไมโครคอนโทรลเลอร์ ตระกูล MCS-51 แบบแฟลช

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ขนาด 8 บิต ที่มีอุปกรณ์สนับสนุนประกอบอยู่ในหลายอย่าง ได้แก่ หน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูล หน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมตัวตั้งเวลา/ตัวนับอุปกรณ์รับส่งข้อมูลจะเป็นทำงานแบบอนุกรม เนื่องจากโครงสร้างภายในของไมโครคอนโทรลเลอร์ มีอุปกรณ์สนับสนุนประกอบอยู่ในนี้เอง ทำให้การใช้งานง่ายขึ้น และมีประสิทธิภาพมากขึ้น โดยไม่ต้องมีการเชื่อมต่ออุปกรณ์ภายนอกมากเหมือนกับไมโครโปรเซสเซอร์ทั่วไป นอกจากนี้ หากเราต้องการใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์ร่วมกับอุปกรณ์อื่น เพิ่มเติม เช่น ไอซีเบอร์ 8255 หรือหน่วยความจำภายนอก เราก็สามารถนำมาเชื่อมต่อเพิ่มเติมเข้ากับไมโครคอนโทรลเลอร์มีโครงสร้างพื้นฐานดังรูปที่ 2.18



รูปที่ 2.18 โครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์

2.10.1 คุณสมบัติทางเทคนิคของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 อนุกรม AT89Sxx

- เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ใช้ซีพียูขนาด 8 บิต
- ภายในมีหน่วยความจำโปรแกรมเป็นแบบแฟลชสามารถลบและเขียนใหม่ได้พันครั้ง

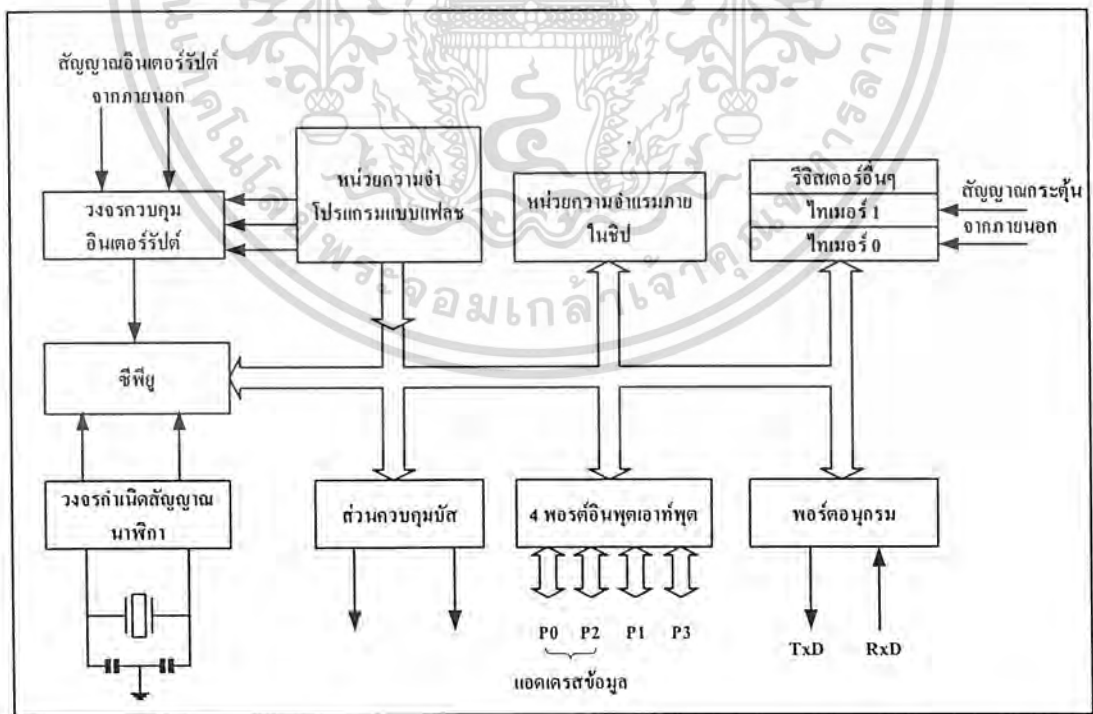
- หน่วยความจำข้อมูลพื้นฐานเป็นหน่วยความจำแบบแรมในบางเบอร์จะมีหน่วยความจำแบบ

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้นำไปเผยแพร่โดยไม่หวังกำไร
 อีอีพรอมเพิ่มเติม
 ไม่ว่าจะผิดใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ขาพอร์ตเป็นแบบสองทิศทางสามารถใช้งานเป็นได้ทั้งอินพุต และ เอาท์พุต
- มีวงจรสื่อสารอนุกรมแบบฟูลดูเพล็กซ์
- ไทมเมอร์/เคาน์เตอร์ขนาด 16 บิต อย่างน้อย 2 ตัว
- สามารถรองรับแหล่งกำเนิดอินเทอร์รัปต์ได้ 6 ประเภท
- มีวงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาอยู่ภายในชิป
- มีวงจรสื่อสารอนุกรมแบบ SPI สำหรับในอนุกรม AT89Sxx
- มีวอตช์ด็อกไทมเมอร์ในตัว สำหรับในอนุกรม AT89Sxx

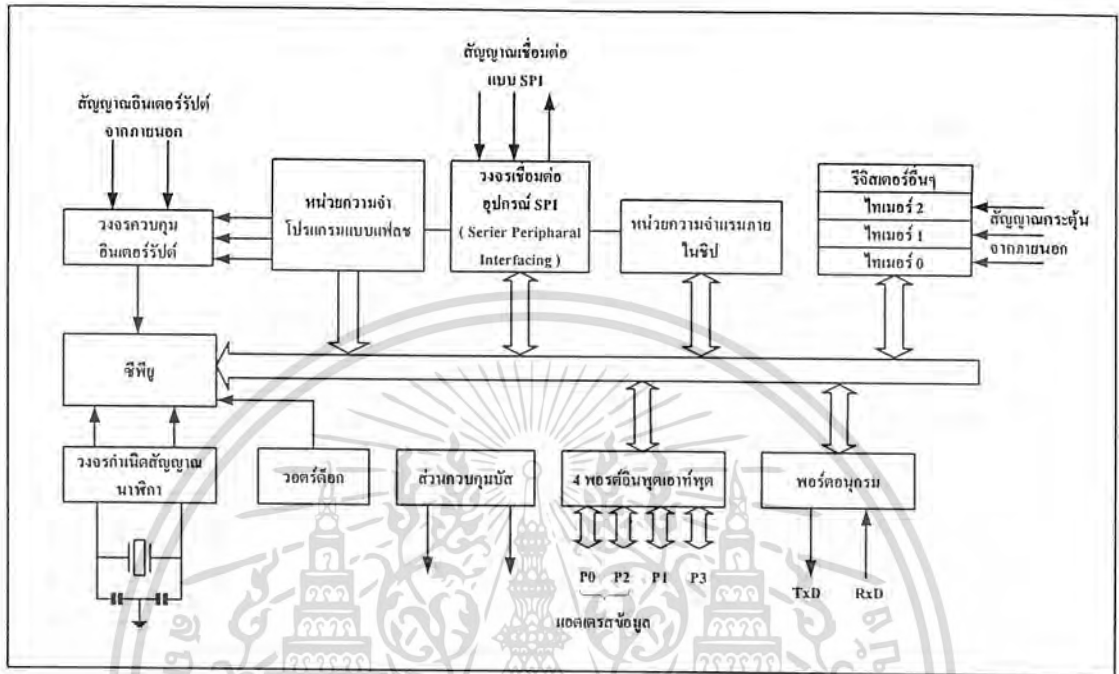
- ในรูปเป็นโครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ในอนุกรม AT89Sxx จะเห็นได้ว่าโครงสร้างของ AT89Sxx จะเหมือนกับไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 พื้นฐานหากแต่แตกต่างกันเฉพาะหน่วยความจำโปรแกรมแบบ แฟลชที่เพิ่มเติมเข้ามา หากเป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ในอนุกรม 87xx หน่วยความจำโปรแกรมภายในจะเป็นแบบอีพรอมและบางเบอร์สามารถโปรแกรมได้เพียงครั้งเดียว

- เป็นโครงสร้างพื้นฐานของอนุกรม AT89Sxx จะเห็นได้ว่ามีส่วนประกอบที่เพิ่มเติมแตกต่างจาก AT89Sxx อยู่หลายส่วน อาทิ วงจรเชื่อมต่ออนุกรมแบบ SPI ซึ่งในไมโครคอนโทรลเลอร์อนุกรมนี้ใช้ในการเขียนข้อมูลลงในหน่วยความจำโปรแกรมโดยไม่ต้องถอดตัวชิปเข้ามาอีก 1 ตัวเป็น ไทมเมอร์ 2 และวงจรวอตช์ด็อกที่ใช้ในการตรวจสอบการทำงานผิดพลาดของ CPU



รูปที่ 2.19 โครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS 51 แบบแฟลชในอนุกรม AT89Cxx

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.20 โครงสร้างพื้นฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS 51 แบบแฟลชในอนุกรม AT89Sxx

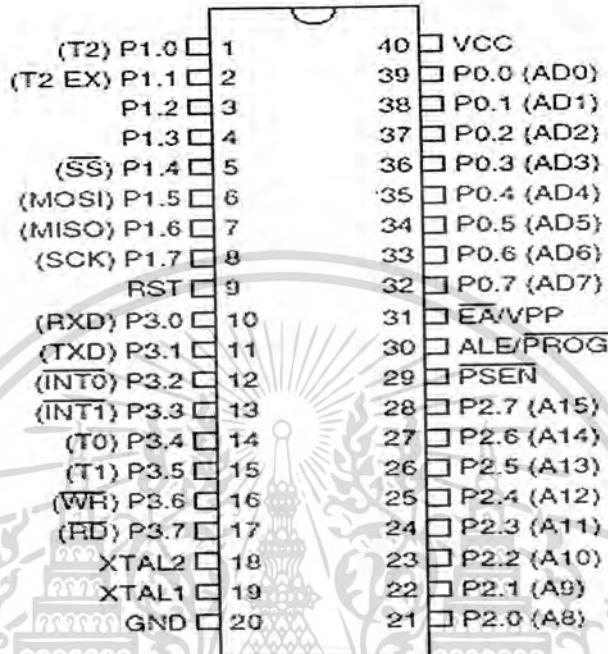
ตารางที่ 2.7 รายละเอียดโดยสรุปบางส่วนของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบ แฟลช

เบอร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์	หน่วยความจำโปรแกรม	หน่วยความจำข้อมูล	จำนวนไทมเมอร์ / เกล้าน์เตอร์ 16 บิต
AT89C1051	แบบ แฟลชขนาด 1 Kbytes	แรม 64 Byte	1
AT89C2051	แบบ แฟลชขนาด 2 Kbytes	แรม 128 Byte	2
AT89C51	แบบ แฟลชขนาด 4 Kbytes	แรม 128 Byte	2
AT89C52	แบบ แฟลชขนาด 8 Kbytes	แรม 256 Byte	3
AT89C55	แบบ แฟลชขนาด 20 Kbytes	แรม 256 Byte	3
AT89S8252	แบบ แฟลชขนาด 8 Kbytes	แรม 256 Byte	3
AT89S53	แบบ แฟลชขนาด 12 Kbytes	แรม 256 Byte อีอีพรอม 2 Kbytes	3

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.10.2 การจัดขาของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ทุกเบอร์จะมีรูปร่างและขาใช้งานพื้นฐานเหมือนกัน



รูปที่ 2.21 การจัดขามาตรฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ AT89Cxx

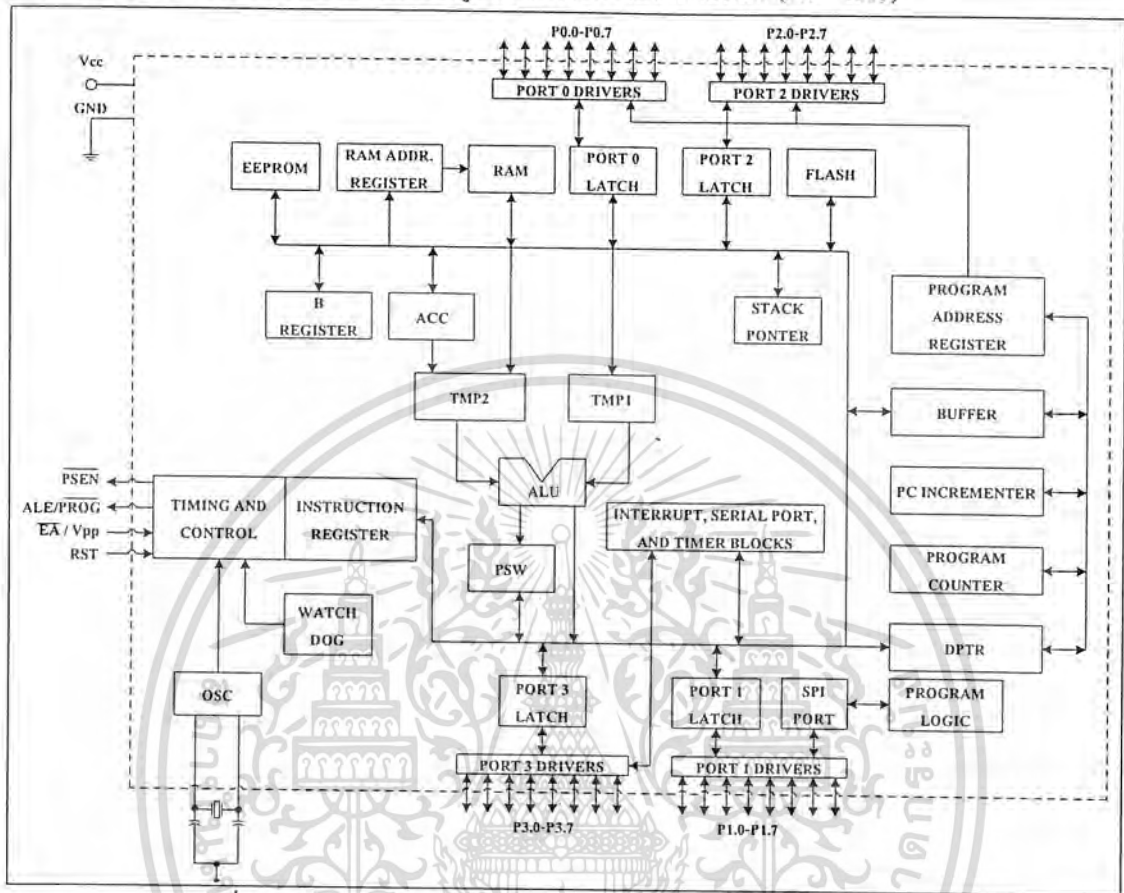
- ขา Vcc ใช้สำหรับต่อไฟเลี้ยง +5 V
- ขา GND เป็นขากราวด์สำหรับต่อกับกราวด์ของระบบ
- ขาพอร์ต 0 (P0.0 – P0.7) มี 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุต และเอาต์พุต

สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ต 0 ขาใดขาหนึ่งเป็นอินพุต สามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล “1” ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย ส่งผลให้ขาพอร์ตนั้นมีสถานะปล่อยลอย (float) จึงมีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง สามารถใช้งานเป็นขาพอร์ตอินพุตได้นอกจากนั้นขาพอร์ตนี้ยังถูกใช้งานในการติดต่อกับขาแอดเดรสไบต์ต่ำของหน่วยความจำภายนอก (A0 – A7) และขาข้อมูล (D0 – D7) โดยใช้ขบวนการมัลติเพล็กซ์เข้าช่วยเพื่อสลับการทำงานให้เป็นได้ทั้งขาติดต่อกับแอดเดรสและขาข้อมูล

- ขาพอร์ต 1 (P1.0 – P1.7) มี 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุตและเอาต์พุต สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ต 1 ขาใดขาหนึ่งเป็นอินพุตสามารถทำได้ โดยการเขียนข้อมูล “1” ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย นอกจากนั้นในอนุกรม AT89Sxx จะใช้ขา P1.0 เป็นขาอินพุต สำหรับการนับค่าของไทมเมอร์ 2 และ P1.1 เป็นขาอินพุตทริกเกอร์ของไทมเมอร์ 2 ในขณะที่ขา P1.4 ถึง P1.7 เป็นขาสำหรับเชื่อมต่อแบบ SPI เพื่อทำการโปรแกรมข้อมูลในระบบ

- ขาพอร์ต 2 (P2.0 – P2.7) มี 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุตและเอาต์พุต สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ต 2 ขาใดขาหนึ่งเป็นอินพุต สามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล “1” ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย ส่งผลให้ขาพอร์ตนั้นมีสถานะปล่อยลอย

ลอย (float) จึงมีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง สามารถใช้งานเป็นขาพอร์ตอินพุตได้นอกจากนั้นขาพอร์ตนี้ยังถูกใช้งานในการติดต่อกับขาแอดเดรสไบต์สูงของหน่วยความจำภายนอก (A8 – A15)



รูปที่ 2.22 รายละเอียดโครงสร้างหลักของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบแฟลช

- ขาพอร์ต 3(P3.0 – P3.7) มี 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุต และ เอาท์พุต สำหรับใช้งานทั่วไปถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ต 3 ขาใดขาหนึ่งเป็นอินพุต สามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล “1” ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อกับขั้ว ส่งผลให้ขาพอร์ตนั้นมีสถานะปล่อยลอย (float) จึงมีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง สามารถใช้งานเป็นขาพอร์ตอินพุตได้ นอกจากนั้นขาพอร์ต 3 ยังเป็นขาที่มีหน้าที่การใช้งานพิเศษดังมีรายละเอียดขั้นต้นต่อไปนี้

- P3. 0 ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับข้อมูลจากการสื่อสารแบบอนุกรมหรือขา RxD
- P3. 1 ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับข้อมูลจากการสื่อสารแบบอนุกรมหรือขา TxD
- P3. 2 ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์จากภายนอกช่องที่ 0 หรือขา INT0
- P3. 3 ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์จากภายนอกช่องที่ 1 หรือขา INT1
- P3. 4 ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับสัญญาณไทมเมอร์จากภายนอกช่องที่ 0 หรือ ขาT0
- P3. 5 ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับสัญญาณไทมเมอร์จากภายนอกช่องที่ 1 หรือ ขาT1
- P3. 6 ใช้เป็นขาสัญญาณ WR กรณีที่ใช้เชื่อมต่อกับหน่วยความจำภายนอก
- P3. 7 ใช้เป็นขาสัญญาณ RD กรณีที่ใช้เชื่อมต่อกับหน่วยความจำภายนอก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้เพื่อการศึกษาเท่านั้น มิใช่อนุญาตให้เผยแพร่ไปยังสื่ออื่นด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหา และต้องขออนุญาตก่อนนำข้อมูลไปใช้

- ขาริเซตใช้ในการริเซตการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์โดยในการป้อนสัญญาณเพื่อริเซตสถานะที่ขานี้ ต้องอยู่ในระดับริเซตอย่างน้อย 2 เมกซีไนเซกิล โดยที่วงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกายังคงทำงานต่อเนื่องไปอย่างป็นปกติ

- ขา ALE/PROG (Address Latch Enable/Program Pulse Input) เป็นขาที่ใช้ในการควบคุมการแลตช์ของขาพอร์ต 0 เมื่อมีการทำงานหน่วยความจำภายนอกนอกจากนั้นขานี้ยังใช้เป็นขาสำหรับพัลส์ของการโปรแกรมสำหรับโปรแกรมข้อมูล การทำงานลงในตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ในรุ่นที่มีหน่วยความจำโปรแกรมเป็นแบบอีอีพรอม

- ขา PSEN (Program Store Enable) ขานี้ใช้ในการส่งสัญญาณเพื่อจะร้องขอให้ทำการติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์ต้องการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก ตัวไมโครคอนโทรลเลอร์จะส่งสัญญาณออกมาที่ขานี้ 2 ครั้ง ในแต่ละเมกซีไนเซกิลถ้าหากติดต่อกับหน่วยความจำข้อมูลภายนอก ขานี้จะไม่มีกรส่งสัญญาณใด ๆ ออกมา

- ขา EA/Vpp (External Access Enable/Programming Voltage Input) ใช้สำหรับเลือกการติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมจากภายนอก หรือ ภายในตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ถ้าหากขานี้เป็น "0" เป็นการเลือกให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก แต่ถ้าหากขานี้เป็น "1" เป็นการเลือกให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ติดต่อกับหน่วยความจำภายใน สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์แบบแฟลชต้องการแรงดันสำหรับการโปรแกรม +12 V

- ขา XTAL1 และ XTAL2 เป็นขาสำหรับต่อคริสตอลเพื่อสร้างสัญญาณนาฬิกาในการกำหนดจังหวะการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์

2.10.3 ไทมเมอร์/เคาน์เตอร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

- ไทมเมอร์/เคาน์เตอร์ (Timer/Counter) เป็นส่วนประกอบสำคัญเนื่องจากการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องมีการเก็บ และ ตรวจสอบค่าของสัญญาณนาฬิกาอยู่ตลอดเวลา ทั้งนี้เพื่อประโยชน์ในการสร้างฐานเวลาสร้างสัญญาณพัลส์เปรียบเทียบค่าเวลาหรือเปรียบเทียบค่าของการนับ รวมไปถึงการกำหนดอัตราเร็วในการสื่อสารข้อมูลของพอร์ตอนุกรมด้วย

- ในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 อนุกรมแบบแฟลช AT89C51 มีวงจรไทมเมอร์และวงจรเคาน์เตอร์ขนาด 16 บิต 2 ตัว โดยค่าวงจรไทมเมอร์และค่าวงจรเคาน์เตอร์นี้จะเก็บไว้ในขนาด 16 บิต ที่ชื่อ ไทมเมอร์ 0 (TIMER0:T0) และ ไทมเมอร์ 1 (TIMER1:T1) ในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบแฟลช AT89C52/55 และอนุกรม AT89SXX จะมีวงจรไทมเมอร์และวงจรเคาน์เตอร์ถึง 3 ตัว คือ มีรีจิสเตอร์ไทมเมอร์ 2 (TIMER2:T2) เพิ่มเติม โดยรีจิสเตอร์ไทมเมอร์ และ รีจิสเตอร์ เคาน์เตอร์ทั้งสามตัวสามารถกำหนดให้ทำงานเป็นตัวตั้งเวลาหรือไทมเมอร์และตัวนับเวลาหรือเคาน์เตอร์ได้อย่างอิสระต่อกัน

2.10.3.1 การทำงานเป็นไทมเมอร์

- เมื่อกำหนดให้ทำงานเป็นตัวตั้งเวลา หรือ ไทมเมอร์ค่าของรีจิสเตอร์เพิ่มขึ้นในทุก ๆ เมกซีไนเซกิล ดังนั้นเมื่อทำงานเป็นไทมเมอร์ รีจิสเตอร์จะทำการนับค่าของเมกซีไนเซกิลนั่นเอง และ

เนื่องจากเมกซีไนเซกิลประกอบด้วยคาบเวลาของวงจรมีสัญญาณนาฬิกา 12 คาบเวลา ดังนั้นอัตรา

2.10.3.2 การทำงานเป็นเคาน์เตอร์

- การทำงานเป็นเคาน์เตอร์ หรือ ตัวนับจะทำให้ค่าของรีจิสเตอร์จะเกิดเพิ่มขึ้นก็ต่อเมื่อมีการเปลี่ยนแปลงของระดับลอจิกจาก “1” เป็น “0” เกิดขึ้นที่ขาอินพุตทางฮาร์ดแวร์ของวงจรถมเมอร์และวงจรเคาน์เตอร์ซึ่งก็คือ ขาT0(P3.4) และ ขาT1(P3.5) สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบแฟลช AT89C52 และ อนุกรม AT89SXX โดยจะมีการสุ่มรับสัญญาณจากขาอินพุตในทุก ๆ คาบเวลาที่ 2 ของสเตทที่ 5(SSP2) ในแต่ละแมชชีนไซเคิล

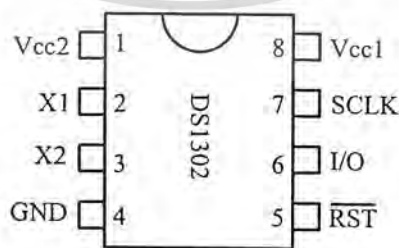
- เมื่อสัญญาณอินพุตเปลี่ยนแปลงจาก “1” เป็น “0” เป็นเวลาหนึ่งไซเคิลในไซเคิลต่อมา ค่าของการนับจะเพิ่มขึ้นหนึ่งค่า และ จะไม่ปรากฏในรีจิสเตอร์ภายในคาบเวลาที่ 1 ของสเตทที่ 3(S3P1) ของแมชชีนไซเคิลต่อไปหลังจากที่ตรวจจับพบการเปลี่ยนแปลงที่ขาไทมเมอร์อินพุตแล้ว เมื่อเป็นเช่นนี้ ในกระบวนการตรวจจับการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณอินพุต ที่ขาไทมเมอร์จะต้องใช้ 2 แมชชีนไซเคิล อัตราการนับของเคาน์เตอร์จึงเท่ากับ $1/24$ ของความถี่สัญญาณนาฬิกา ดังนั้น ความถี่สูงสุดของสัญญาณอินพุตที่วงจรถมเมอร์ และ วงจรเคาน์เตอร์ภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบแฟลชสามารถตรวจจับได้จึง เท่ากับ ความถี่ของสัญญาณนาฬิกาหาร 24 ยกตัวอย่าง ในไมโครคอนโทรลเลอร์MCS-51 แบบแฟลช AT89C51 สามารถใช้สัญญาณนาฬิกาได้สูงสุด 24MHz ดังนั้นความถี่สูงสุดของสัญญาณอินพุตวงจรถมเมอร์และวงจรเคาน์เตอร์สามารถตรวจจับได้คือ 1MHz

2.11 RTC DS1302 (REAL TIME CLOCK DS1302)

RTC หรือ REAL TIME CLOCK เป็นชิปขนาด 8 ขา ที่ใช้เก็บเวลาได้ตั้งแต่ วินาที นาที ชั่วโมง วัน เดือน ปี และปีที่เป็นปีอธิกสุรทิน(เดือนกุมภาพันธ์ ที่มี 28 หรือ 29 วัน) ซึ่งสามารถใช้งานได้ถึงปี ค.ศ. 2100 เมื่อโปรแกรม(ตั้งเวลา)ให้คีย์ตัวชิปอยู่ RTC ที่ใช้งานมีอยู่หลายเบอร์ด้วยกันเช่น DS 1202 DS1302 และ DS1302 ซึ่งเป็นของบริษัท Dallas Semiconductor ในโครงการนี้ใช้ RTC เบอร์ DS1302

2.11.1 คุณสมบัติ RTC DS1302

- เป็นนาฬิกาที่สามารถให้ข้อมูลออกมาเป็น วินาที นาที ชั่วโมง วันที่ของเดือน เดือน วันของสัปดาห์ปี ซึ่งชดเชยค่าแล้ว สามารถใช้งานได้ถึงปี 2100



รูปที่ 2.23 แสดงโครงสร้างขาใช้งานของ RTC DS1302

- มี RAM แบบ Nonvolatile(NV) จำนวน 31ไบต์

- สามารถเลือกใช้รุ่นที่ใช้ในงานอุตสาหกรรมได้โดยสามารถใช้อุณหภูมิได้ในช่วง -40°C ถึง

$+85^{\circ}\text{C}$ เอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ต่อกลับใช้กับไมโครคอนโทรลเลอร์เพียง 3ขา

- ใช้กระแสไฟน้อยสุดที่ 300nA ที่ 2.0 โวลต์

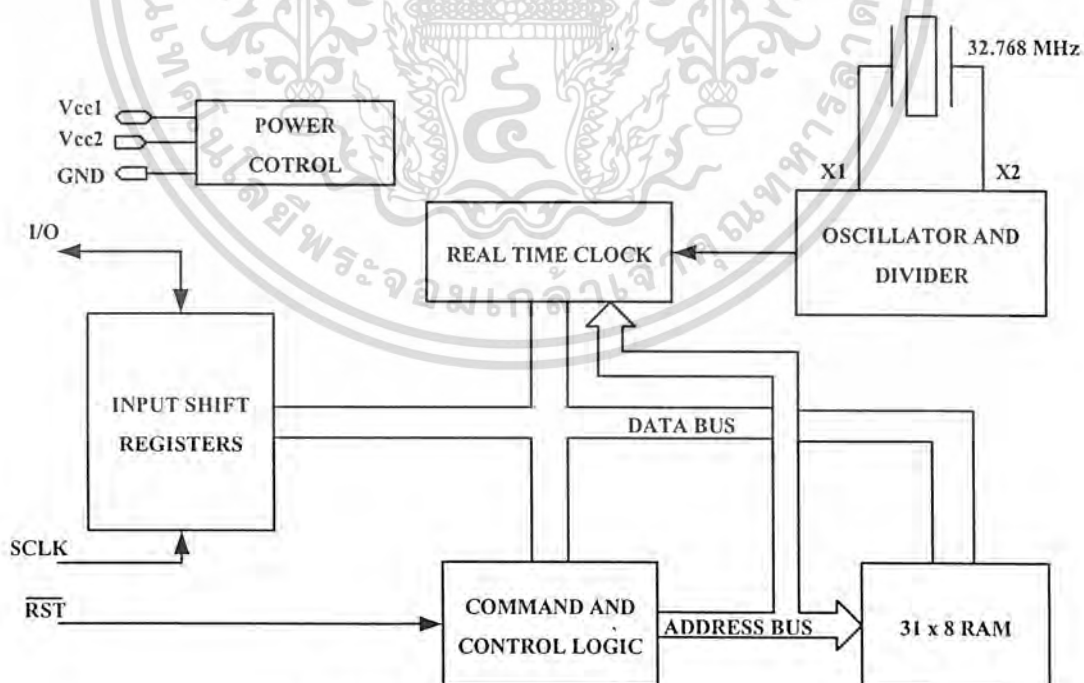
2.11.2 รายละเอียดของขาต่อใช้งาน

ตารางที่ 2.8 แสดงรายละเอียดของขาต่าง ๆ ของ RTC DS1302

ตำแหน่ง	สัญลักษณ์	รายละเอียด
1	Vcc2	ขาต่อแบตเตอรี่
2	X1	ขาต่อ Xtal 32.768 KHz
3	X2	ขาต่อ Xtal 32.768 KHz
4	GND	ขาต่อกราวด์
5	RST	ขารีเซ็ต
6	I/O	สัญญาณ Data แบบอนุกรม
7	SCLK	สัญญาณ Clock แบบอนุกรม
8	Vcc1	ขาต่อกับแหล่งจ่ายไฟ

2.11.3 การทำงานของ DS1302

DS1307 เป็นอุปกรณ์ที่ต่ออยู่ในระบบบัสแบบ I²C โดยทำตัวเป็น Slave การเข้าถึงข้อมูลภายในสามารถทำได้โดยการส่งเงื่อนไข Start เลขประจำตัว และ ตำแหน่งของรีจิสเตอร์ตามลำดับ ลงบน



รูปที่ 2.24 แสดงถึงส่วนประกอบหลักของ DS1302

บัสแบบ I²C ที่มี DS1302 ต่อร่วมอยู่ โดยรีจิสเตอร์จะถูกเข้าถึงต่อไปเรื่อย ๆ จนกระทั่งเกิดเงื่อนไข

Stop ในระบบบัสเมื่อมีแรงดันที่ ขา Vcc ตกลงต่ำกว่าแรงดันที่ ขา Vbat จะสลับตัวเองเข้าสู่โหมด

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับวิชาการเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ในการค้า
ประหยัดพลังงาน และ ใช้พลังงานจากแบตเตอรี่แต่ในทางกลับกัน DS1302 จะกลับไปทำงานในโหมด
ไม่วากรณ์ใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งยังมีเหตุดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปกติเมื่อแรงดันที่ขา V_{cc} สูงกว่าแรงดันที่ขา $V_{bat}+0,2 V$ โดยไดอะแกรมในรูปที่ 2.24 แสดงถึงส่วนประกอบหลักของ DS1302

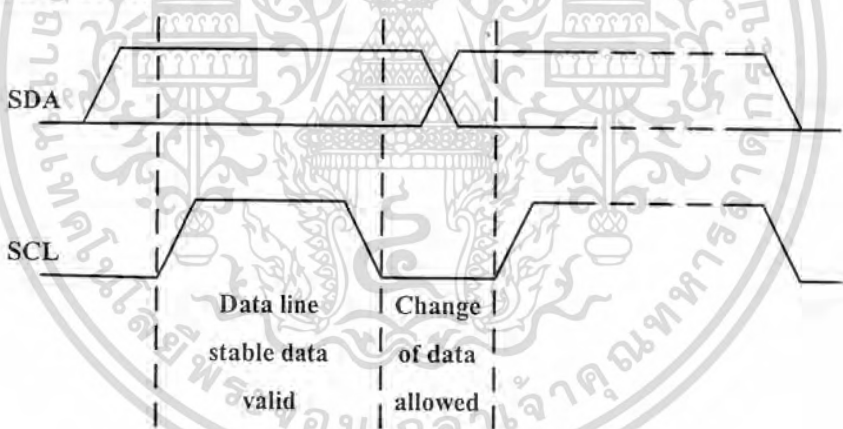
2.12 I²C

การสื่อสารข้อมูลด้วยระบบ I²C บัสนี้เป็นอีกมิติหนึ่งของการสื่อสารระหว่างอุปกรณ์ประกอบร่วมกับไมโครคอนโทรลเลอร์ ระบบ I²C เป็นระบบที่ถูกพัฒนาขึ้นโดยบริษัท PHILIPS ดังนั้นอุปกรณ์หลาย ๆ ตัวที่มีการสื่อสารแบบ I²C จึงถูกผลิตออกมาจากบริษัท PHILIPS

ระบบ I²C บัสนี้เป็นการสื่อสารแบบ 2 ทาง โดยใช้สายสัญญาณในการสื่อสารเพียง 2 เส้นโดยสายที่ใช้สื่อสารนี้ คือ SDA ซึ่งเป็นสายสัญญาณข้อมูล และ SCL ซึ่งเป็นสายสัญญาณ Clock โดยสัญญาณทั้ง 2 เส้นนี้สามารถต่อเข้ากับอุปกรณ์ได้มากกว่า เด็ด ซึ่งทำให้การใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์มีประสิทธิภาพมาก ในแง่ของความสัมพันธ์พอร์ตของไมโครคอนโทรลเลอร์ทางบริษัทผู้พัฒนาระบบ I²C ได้ให้คำจำกัดความของการสื่อสารแบบ I²C ไว้เพื่อให้นักศึกษาเกิดความเข้าใจเป็นเดียวกันโดยมีรายละเอียดต่าง ๆ ดังนี้

2.12.1 Bit Transfer

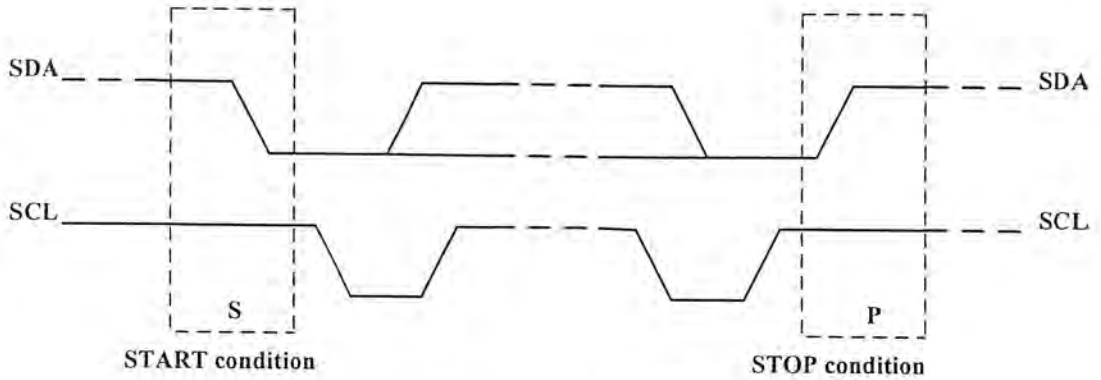
ข้อมูล 1 บิตจะถูกส่งออกไปด้วยช่วงเวลา 1 CLOCK โดยข้อมูลที่สาย SDA จะต้องคงที่ในขณะที่ CLOCK เป็นลอจิก “1”



รูปที่ 2.25 แสดง Timing Diagram ของ Bit Transfer

2.12.2 Start and Stop Conditions

ทั้งสายสัญญาณ SDA และ สายสัญญาณ SCL ถ้าอยู่ในสถานะไม่ BUSY จะเป็นลอจิก “1” การเปลี่ยนแปลงจากลอจิก “1” เป็นลอจิก “0” ของสายสัญญาณ SDA ขณะที่สายสัญญาณ SCL เป็น “1” เรียกว่าการกำหนดเงื่อนไข START แต่การเปลี่ยนแปลงจาก “0” เป็น “1” ของสายสัญญาณ SDA ในขณะที่สายสัญญาณ SCL เป็น “1” เรียกว่าการกำหนดเงื่อนไข STOP



รูปที่ 2.26 แสดง Timing Diagram ของ Start and Stop Conditions

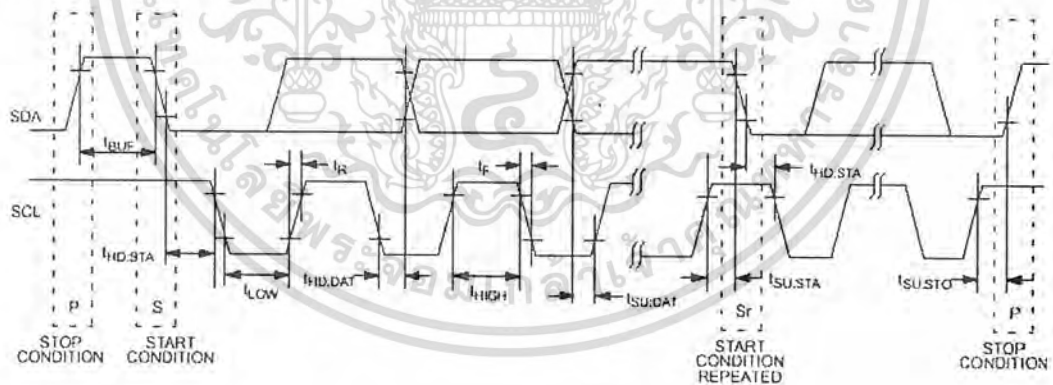
2.12.3 System Configuration

อุปกรณ์ที่ทำการส่งข้อมูลเรียกว่า TRANSMITTER ส่วนอุปกรณ์ที่ทำการรับข้อมูล เรียกว่า RECEIVER และ อุปกรณ์ที่ใช้ในการควบคุมทิศทางการสื่อสารข้อมูลเรียกว่า MASTER และอุปกรณ์ที่ถูกควบคุมจากMASTER เรียกว่า SLAVE

2.12.4 Acknowledge

จำนวนไบต์ของข้อมูลที่ถูกส่งระหว่างตัวรับ และ ตัวส่งมิได้ไม่จำกัดซึ่งเมื่อส่งข้อมูลครบ 1 ไบต์ จะต้องส่งบิต ACK ตามออกไป 1 บิต

TIMING DIAGRAM

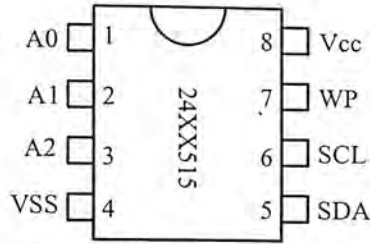


รูปที่ 2.27แสดง Timing Diagram ของ Acknowledge

2.13 EEPROM 24XX

IC EEPROM ในตระกูล 24XX ได้เช่น 24c16 , 24c128 , 24c256 , 24c515 เป็น EEPROM ที่มีขนาด 64Kbyte ในการทำการสื่อสารแบบ PC สามารถต่อร่วมกับอุปกรณ์แบบ PC ตัวอื่น ๆ ได้ในสายสัญญาณคู่เดียวกัน แต่ไม่สามารถต่อ 24c515 ในสายสัญญาณคู่เดียวกันเพราะ 24c515 มี ตำแหน่งที่คงที่เพียงตำแหน่งเดียว คือ ตำแหน่ง 00H โครงสร้างภายนอกและขาสัญญาณแสดงดังรูปที่ 2.28

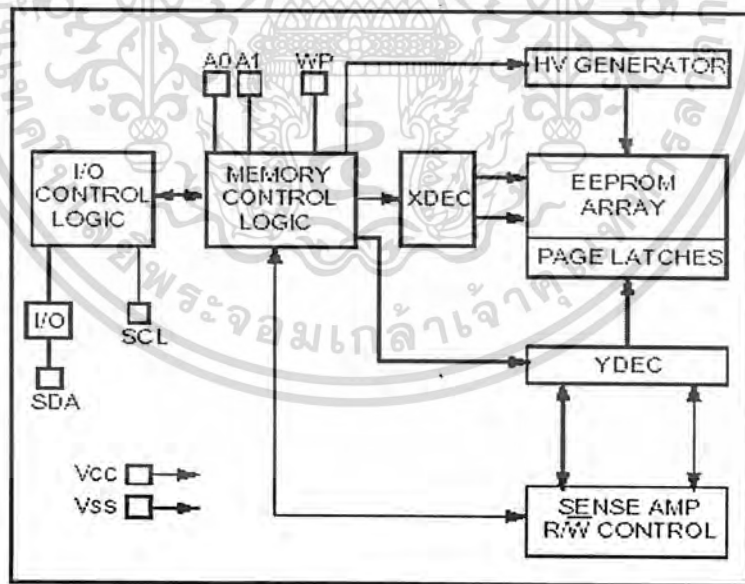
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.28 แสดงโครงสร้างขาใช้งานของ EEPROM 24 xx515

ตารางที่ 2.9 แสดงตำแหน่งขาต่างๆของ EEPROM 24XXX

ตำแหน่ง	สัญลักษณ์	รายละเอียด
1	A0	ขากำหนดตำแหน่ง A0
2	A1	ขากำหนดตำแหน่ง A1
3	A2	ขากำหนดตำแหน่ง A2
4	VSS	กราวด์
5	SDA	ขาสัญญาณข้อมูล
6	SCL	ขาสัญญาณนาฬิกา
7	WP	ขาป้องกันการเขียน
8	VCC	แหล่งจ่ายไฟ 5 โวลต์

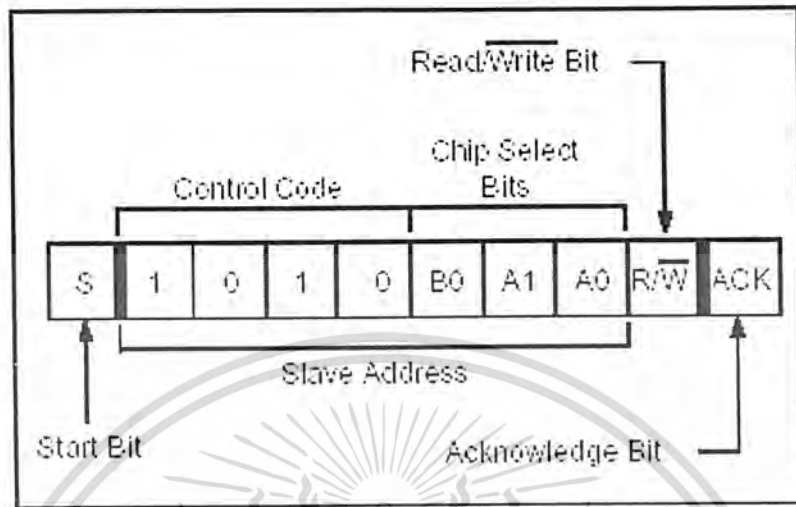


รูปที่ 2.29 แสดงโครงสร้างภายในของ EEPROM 24c515

- Device Addressing

- Control byte นั้นจะเป็น Byte แรกที่ต่อจากบิต START Control Byte จะประกอบด้วย Control Code 4 bit จะอยู่ในบิตที่ 7 ถึง 4 ใน 24c515 มีค่าเป็น 1010 และต่อมาอีก 3 บิต จะเป็น (A2 ,A1 ,A0) เป็นบิตที่ใช้เลือก Bank ของหน่วยความจำบิตที่ 0 เป็นบิต R/W มีหน้าที่กำหนดเงื่อนไขว่าจะเขียนหรืออ่านข้อมูลจาก 24c515

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.30 แสดงลักษณะการ Device Address

2.14 การขับโมดูลแสดงผลแบบผลึกเหลว (LCD module)

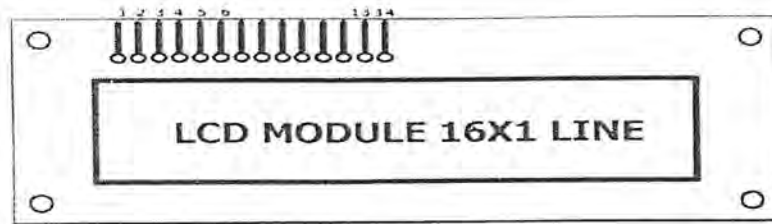
2.14.1 รายละเอียดเกี่ยวกับ โมดูล LCD

ในโมดูล LCD จะมีส่วนประกอบหลักๆ 3 ส่วนดังนี้

- ตัวแสดงผล(Display) ภายในผลึกเหลวที่สามารถแสดงผลโดยอาศัยแสงจากภายนอกดังนั้นจึงต้องมีมุมในการมองข้อมูลที่แสดงผลบนจอ LCD
- ตัวควบคุม(Controller) เป็นตัวรับข้อมูลจากอุปกรณ์ภายนอกมาควบคุมการทำงานของ โมดูล LCD เช่น การลบจอภาพแสดงตัวอักษร หรือ การเลื่อนเคอร์เซอร์ เป็นต้น ตัวควบคุมนี้ใช้ชิปควบคุม โดยเฉพาะชิปที่นิยมใช้คือ เบอร์ HD44780 และ HD61830 โดย HD44780 จะใช้ควบคุม LCD แบบอักษรส่วน HD61830 ใช้ควบคุม LCD แบบกราฟิก
- ตัวขับ(Driver) เป็นตัวรับสัญญาณจากตัวควบคุมมาขับให้ตัวแสดงผลตามที่กำหนด ชิปที่ใช้ในการทำหน้าที่เป็นตัวขับนี้ได้แก่ เบอร์ HD4410H และเบอร์ MSM5259 เป็นต้น

2.14.2 โมเดล LCD ขนาด 16 ตัวอักษร 1 บรรทัด (LCD 16x1)

สำหรับโมดูล LCD ที่ยกมาใช้ในการเรียนรู้เป็นขนาด 16 ตัวอักษร 1 บรรทัด เนื่องจากราคาถูกหาง่าย และเป็นโมดูล LCD ที่มีโครงสร้างเป็นมาตรฐานมีผู้ผลิตหลายราย และ มีการระบุเบอร์แตกต่างกันออกไปตามผู้ผลิต อาทิ LM020L ของฮิตาชิ , DMC-16117A ของ อปเท็กซ์ (Optrex) เป็นต้น แต่อย่างไรก็ตามคอนโทรลเลอร์ที่ใช้คือเบอร์เดียวกันนั่นคือเบอร์ HD44750 ของฮิตาชิ



รูปที่ 2.31 รูปร่างของ LCD แบบอักษร 16 ตัวอักษร 1 บรรทัด

โมดูล LCD ขนาด 16*1 มีขาต่อใช้งานทั้งสิ้น 14 ขา มีการจัดขาสำหรับรายละเอียดการทำงานของแต่ละขามีดังนี้

- VSS(ขา1) ต่อกราวด์
- VDD(ขา2) ต่อไฟเลี้ยง +5 โวลต์
- VO(ขา3) เป็นขาอินพุตรับแรงดันเพื่อปรับความเข้มของการแสดงผล
- RS(ขา5) เป็นขาอินพุตใช้ในการแยกชนิดของข้อมูลที่ทำการประมวลในขณะนั้นว่าเป็นคำสั่งสำหรับ รีจิสเตอร์ IR หรือ เป็นข้อมูลสำหรับรีจิสเตอร์ DR โดยถ้าขานี้เป็น “0” ข้อมูลที่ส่งมาจะเป็นคำสั่ง แต่ถ้าขานี้เป็น “1” ข้อมูลที่ส่งมาจะเป็นข้อมูลสำหรับการแสดงผล
- R/W(ขา5) เป็นขาที่ใช้เลือกการอ่าน หรือ เขียนข้อมูลโมดูล LCD ถ้าเป็น “0” เป็นการกำหนดให้เขียนข้อมูล แต่ถ้าเป็น “1” จะเป็นการอ่านข้อมูล
- E(ขา6) เป็นขาสำหรับสัญญาณพัลส์เอ็นแนเบิลโมดูล LCD ให้ทำงาน
- D0-D7(ขา7-14) เป็นขาที่ใช้เป็นทางผ่านของข้อมูลระหว่าง LCD กับอุปกรณ์ภายนอก ขนาด 8 บิตต่อหนึ่งขา RS, R/W และ E จะใช้งานร่วมกัน

2.15 พอร์ตอินพุตและเอาต์พุตของ 8051

MCS-51 มีโครงสร้างของพอร์ตที่สามารถใช้งานแบบขนาน ได้จำนวนทั้งหมด 4 พอร์ต เรียกชื่อตามลำดับว่า P0, P1, P2, และ P3 และ เป็นพอร์ตขนาด 8บิต ทั้งหมดการใช้งานพอร์ตสามารถทำได้ในลักษณะของเส้นสัญญาณเดี่ยว ๆ หรือ ของกลุ่มสัญญาณได้ นอกจากนี้พอร์ต 0, 2 และ 3 ยังสามารถนำไปใช้งานอื่น ๆ ที่ไม่ใช่เป็นอินพุตพอร์ต หรือ เอาต์พุตพอร์ตได้โดยใช้พอร์ต 0 จะทำหน้าที่ มัลติเพล็กซ์ ระหว่างบัสแอดเดรสไบต์ และ แอดเดรสบัสข้อมูล สำหรับการติดต่อจรรประกอบร่วมกับ ข้อมูลแอดเดรสไบต์สูงซึ่งจะส่งออกมาทางพอร์ต 2 สำหรับพอร์ต 3 นอกเหนือจากการนำไปใช้เป็น พอร์ตปกติสามารถนำไปใช้เป็นสัญญาณของการอินเตอร์รัปต์ต่าง ๆ ซึ่งรวมถึงการสร้างสัญญาณควบคุม การอ่าน และ การเขียนเพื่อทำหน้าที่ควบคุมการอ่าน และ การเขียนเพื่อทำหน้าที่ควบคุมการอ่าน และ การเขียนหน่วยความจำข้อมูลภายนอกด้วย

โครงสร้างการทำงานของพอร์ต 8051

จากลักษณะโครงสร้างของแต่ละบิตภายในพอร์ตทั้งหมดของ ไมโครคอนโทรลเลอร์ 8051

จะเห็นว่ามีความคล้ายคลึงกับลักษณะ โครงสร้างที่เรียกว่า QUASI-BIDIRECTIONAL PORT ขั้วอินพุต/เอาต์พุตเป็นขั้วการไหลของกระแสไฟฟ้าสำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อสัญญาณเข้าเข้าจะเขียนด้านกราวด์ พอร์ต 0 ซึ่งเพียง แต่ ไม่มีตัวต้านทานที่ทำหน้าที่พูลอัพ (Pull-Up) สัญญาณไว้ภายในเท่านั้นวงจรประกอบไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุเปลี่ยนแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

อื่นภายในยังมีฟิลิปฟลอปแบบ D ซึ่งมีผลทำให้สามารถแลตซ์หรือล้างสถานะของสัญญาณได้ นอกจากนี้ในส่วนเอาต์พุตของฟิลิปฟลอปเฉพาะของพอร์ต 0 และพอร์ต 2 จะมีโครงสร้างที่ทำหน้าที่คล้ายสวิตช์เพิ่มเติมขึ้นเพื่อทำการควบคุมให้เอาต์พุตนี้ต่อกับส่วนของทรานซิสเตอร์ในระหว่างที่ไม่ได้มีการทำงานในลักษณะของบัสแอดเดรสหรือบัสข้อมูลสำหรับบัสเฟอ์จำนวน 2 ตัว ของทุกบิตในพอร์ตนั้นมีการทำงานโดยแยกอิสระ โดยตัวที่อยู่ทางด้านบนจะยอมให้สัญญาณผ่านได้ก็ต่อเมื่อมีการอ่านข้อมูลที่ค้างไว้ส่วนตัวที่อยู่ทางด้านล่างจะถูกใช้งานเฉพาะเมื่อมีการอ่านสถานะของขาสัญญาณเท่านั้น

การใช้งานเป็นพอร์ตอินพุตเริ่มด้วยการส่งข้อมูล ที่มีค่าเป็น 1 ออกมาทางบิตของพอร์ตนั้นก่อนเป็นอันดับแรก เพื่อหยุดการทำงานของทรานซิสเตอร์ซึ่งทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตของบิตนั้น ทำให้สัญญาณของบิตถูกต่อเข้ากับตัวต้านทานที่ทำหน้าที่พูลอัพ ภายในซึ่งมีผลทำให้บิตนั้น ๆ ของพอร์ต 1, 2 และ 3 เป็นสถานะลอจิกสูงตัวต้านทานนี้มีค่าประมาณ 50 กิโลโอห์ม ซึ่งเป็นค่าที่สูงมากและทำอุปกรณ์ภายนอกสามารถขับสัญญาณของพอร์ตเหล่านี้เป็นลอจิกต่ำได้ง่าย สำหรับบิตของพอร์ต 0 นั้นแม้ว่ามีหลักการการทำงานที่คล้ายคลึงกับบิตอื่น แต่เนื่องจากการที่ไม่มีตัวต้านทานที่ทำหน้าที่ พูลอัพภายในไว้ทำให้เมื่อทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตเหล่านั้นหยุดการทำงาน ก็จะเป็นผลทำให้ขาสัญญาณนี้อยู่ในสถานะอิมพีแดนซ์สูงแทน

การใช้งานเป็นพอร์ตเอาต์พุตเริ่มด้วยการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 0 ให้กับแต่ละบิตของพอร์ตทุกพอร์ตข้อมูลเหล่านี้จะถูกส่งให้กับฟิลิปฟลอปในการทำหน้าที่จะทำหน้าที่ล้างสถานะเหล่านี้ไว้และมีผลทำให้ทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาต์พุตเหล่านั้นทำงานดังนั้นขาสัญญาณก็จะมีสถานะเป็นลอจิกต่ำด้วย

ส่วนการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็นหนึ่งออกมานั้นในกรณีที่เป็นการทำงานของแต่ละ บิต ของพอร์ต 1, 2 หรือ 3 จะทำให้ทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ในการขับสัญญาณเอาต์พุตนั้นหยุดทำงาน มีผลทำให้ขาของสัญญาณเป็นลอจิกด้วยตัวต้านทานที่พูลอัพอยู่ภายในนั้น แต่สำหรับการทำงานของแต่ละบิตภายในพอร์ต 0 นั้นจะมีผลที่แตกต่างกันออก เนื่องจากว่าขาสัญญาณจะมีสถานะเป็นอิมพีแดนซ์สูงแทน เนื่องจากไม่มีตัวต้านทานอยู่ภายในเชื่อมอยู่ตนเอง ดังนั้นในการใช้งานพอร์ต 0 เป็นการเอาต์พุตข้อมูลจำเป็นที่ต้องใช้ตัวต้านทานภายนอกพูลอัพสัญญาณไว้กับลอจิกสูงแทน

ความสามารถอีกประการหนึ่งเกี่ยวกับพอร์ตอิน และ พูตเอาต์พุตของ 8051 เป็นวิธีการอ่านค่าลอจิกจากพอร์ตซึ่งมีได้สองวิธี คือ การอ่านค่าลอจิกที่ขาสัญญาณ และ การอ่านค่าลอจิกของการแลตซ์ที่พอร์ตวิธีการอ่านค่าสัญญาณทั้ง 2 แบบจะช่วยระบบสามารถทำงานได้ด้วยความถูกต้องมากยิ่งขึ้น

2.16 อินพุตและเอาต์พุตข้อมูลอนุกรม

คอมพิวเตอร์ต้องมีความสามารถติดต่อกับคอมพิวเตอร์อื่น ๆ ในระบบมัลติโพรเซสเซอร์สมัยใหม่ การติดต่อที่มีประสิทธิภาพทางหนึ่ง คือการส่งและการรับบิตข้อมูลและการส่งข้อมูลอนุกรม 8051 มีวงจรติดต่อข้อมูลแบบอนุกรมโดยรีจิสเตอร์ SBUF เก็บข้อมูล SCON ควบคุมการสื่อสาร PCON ควบคุมอัตราข้อมูลและ ขาRXD และ ขาTXD ต่อกับเครือข่ายข้อมูลอนุกรม

SBUF มีอยู่ 2 รีจิสเตอร์ อันหนึ่งใช้เขียนและเก็บข้อมูลที่จะส่งออกของ 8051 ผ่าน TXD อีกตัวใช้อ่านและเก็บข้อมูลที่รับมาจากภายนอกผ่าน RXD รีจิสเตอร์ทั้ง 2 นี้ มีแอดเดรส 99H

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาตจากเจ้าของลิขสิทธิ์

มีโหมด ที่โปรแกรมทั้งหมด 4 โหมด สำหรับการสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรม ซึ่งเลือกโดยบิต SMX ใน SCON ส่วนอัตราบิตกำหนดโดยโหมด ที่ใช้

2.16.1 กระบวนการรับและส่งข้อมูลอนุกรมของ 8051

การส่งข้อมูลออกทางพอร์ตอนุกรมของ 8051 จะเริ่มต้นขึ้นภายหลังเมื่อการเขียนข้อมูลลงในรีจิสเตอร์ SBUF ข้อมูลนี้จะถูกจัดการด้วยวิธีการทางด้านฮาร์ดแวร์ในการเคลื่อนบิตข้อมูลและส่งสัญญาณออกไปภายนอกอัตโนมัติเมื่อข้อมูลเหล่านี้ได้ถูกส่งออกไปครบถ้วนแล้วจึงทำการกำหนดค่าของแฟล็ก TI ให้เป็น "1" เพื่อแจ้งให้ทราบว่าขณะนี้รีจิสเตอร์ SBUF ว่างและพร้อมที่จะส่งข้อมูลไบต์ต่อไปแล้วในกรณีที่ผู้ใช้เขียนข้อมูลใหม่ลงในรีจิสเตอร์ SBUF โดยไม่รอให้แฟล็ก TI มีค่าเป็น "1" ก่อนจะมีผลทำให้ข้อมูลที่ตั้งออกไปผิดพลาดได้

สำหรับการรับข้อมูลจากพอร์ตอนุกรมจะต้องเริ่มต้น โดยการกำหนดค่าบิตของ REN(Receiver Enable) ให้มีค่าเป็น "1" ก่อนหลังจากนั้นเมื่อมีบิตของข้อมูลถูกส่งเข้ามาจากภายนอกระบบฮาร์ดแวร์ของ 8051 จึงจะทำการเคลื่อนบิตเหล่านี้เข้ามาโดยอัตโนมัติและเมื่อบิตสุดท้ายถูกเคลื่อนเข้ามาเรียบร้อยแล้วข้อมูลนั้นจะถูกย้ายมาเก็บไว้ยังรีจิสเตอร์ SBUF และทำการกำหนดให้แฟล็ก RI ให้ค่าเป็น "1" ซึ่งมีผลทำให้เกิดการอินเตอร์รัปต์โปรแกรมขึ้น

2.16.2 โหมด การส่งข้อมูลอนุกรม

ผู้ออกแบบ 8051 ได้รวบรวมโหมด ในการส่งข้อมูลอนุกรมไว้ 4 โหมด ทำให้การสื่อสารข้อมูลสามารถทำได้หลายทาง และมีอัตราบิตหลายขนาด โหมด จะถูกเลือกโดยโปรแกรมเมอร์โดยการเซตบิตโหมด SMO และ SMI ใน SCON อัตราบิตจะคงที่ในโหมด 0 และสามารถเปลี่ยนแปลงเมื่อใช้ไทมเมอร์ 1 และ บิตที่เปลี่ยนอัตราบิตอนุกรม (SMOD) ซึ่งอยู่ใน PCON สำหรับโหมด 1, 2, 3

- ข้อมูลอนุกรมในโหมด 0 เป็นโหมดการเคลื่อนรีจิสเตอร์

การเซตบิต SMO และ SMI ใน SCON เป็น 00H ทำให้ SBUF ทำการรับหรือการส่งข้อมูล 8บิต โดยใช้ ขาRXD ทั้ง 2 หน้าที่ ขาTXD จะต่อกับแหล่งกำเนิดพัลส์ภายในซึ่งจะทำให้พัลส์ที่เคลื่อนแกว่งจรภายนอก ความถี่ที่เคลื่อนหรืออัตราบิตจะคงที่ (เท่ากับควมถี่ออสซิลเลเตอร์/12)อัตราขนาดนี้จะใช้เป็นไทมเมอร์เมื่อโครงสร้างเป็นไทมเมอร์ สัญญาณนาฬิกาที่เคลื่อน TXD เป็นสี่เหลี่ยมซึ่งเป็น 0 ในสภาวะ S3, S4, S5 ของเมกซีนไซเคิลและเป็น "1" สำหรับสภาวะ S6, S1, S2 ของการส่งข้อมูลรีจิสเตอร์ที่เคลื่อนข้อมูลโหมด 0 เมื่อข้อมูลส่งออกจาก RXD ข้อมูลที่เปลี่ยนขอบขาลงของ S6P2 หรือ "1" พัลส์นาฬิกา หลังจากขอบขาขึ้นของพัลส์นาฬิกาที่เคลื่อน TRX ออกผู้ออกแบบระบบต้องออกแบบวงจรถ่ายนอกซึ่งรับข้อมูลที่รับเชื่อถือได้

ข้อมูลที่รับเข้ามาทางขา RXD ควรจะพร้อมกับพัลส์นาฬิกาที่เคลื่อนที่เกิดที่ TXD ข้อมูลถูกสุ่มที่ขอบขาลงของ S5P2 และเคลื่อนไปยัง SBUF ที่ขอบขาขึ้นของสัญญาณนาฬิกาที่เคลื่อน

โหมด 0 ไม่ได้ตั้งใจให้ใช้สำหรับการสื่อสารข้อมูลระหว่างคอมพิวเตอร์ แต่ จะเป็นวิธีที่จะได้ข้อมูลอนุกรมที่ความเร็วสูง โดยใช้ลอจิกดิครีท (Discrete logic) เพื่อให้ได้อัตราข้อมูลสูง อัตราบิตที่ใช้ในโหมด 0 จะสูงกว่ามาตรฐานมาก เช่น คริสตอล 6MHz ได้อัตราเคลื่อน 500MHz

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ข้อมูลอนุกรม 1-UART มาตรฐาน

เมื่อ SM0 และ SM1 เซตเป็น 01B SBUF จะเป็นตัวรับและตัวส่ง 10 บิต โดยจะรับและส่งข้อมูลในเวลาเดียวกัน ขาRXD จะรับข้อมูลทั้งหมดและ ขาTXD จะส่งข้อมูลทั้งหมดอัตราบอดกำหนดได้ด้วย $f_{\text{baud}}(2^{\text{SMOD}} * \text{ความถี่ออสซิลเลเตอร์})/64$ ข้อมูลทั้งหมดจะเริ่มต้น 1 บิต ข้อมูล 8 บิต สตอปบิต แฟล็กอินเตอร์รัปต์ TI จะเซตทันที 10 บิต ถูกส่งแล้วระยะเวลาของแต่ละบิต คือ ส่วนกลับของความถี่ของอัตราบอดแต่ละบิตว่าเป็น "1" หรือ "0" ตลอดช่วง

ข้อมูลที่ได้รับจะมีลำดับเหมือนเดิมการรับจะถูกทริกที่ขอบขาของพัลส์นาฬิกาในบิตเริ่มต้นและต่อไปเรื่อย ๆ ถ้าบิตสิ้นสุดเป็น "0" ครั้งหนึ่งของบิตเริ่มต้นนี้จะเป็นการวัดที่มีการรบกวนน้อยถ้าวงจรถูกทริกโดยสัญญาณรบกวนบนสายส่งจะเป็นการตรวจสอบสถานะ "0" หลังจากบิตจะเป็นการจัดการรับข้อมูลที่ผิดพลาด

บิตข้อมูลที่เลื่อนเข้าตัวรับที่โปรแกรมอัตราบอดได้ และ เวอร์คข้อมูลจะถูกส่งไปยัง SBUF ถ้าเงื่อนไขตามนี้เป็นจริง RI= 0 , SM = 0 โดยบิตสิ้นสุด = 0 , RI = 1 เป็นการบอกว่าโปรแกรมได้อ่านไบต์ข้อมูลมาก่อน และ พร้อมรับข้อมูลต่อไป โดยปกติบิตสิ้นสุดจะทำให้ส่งข้อมูลไปยัง SBUF ได้สมบูรณ์ที่สถานะ SM2 โดยที่ SM2 = 0 ทำให้สามารถรับไบต์และสตอปบิตซึ่งเป็นข้อจำกัดในโหมดนี้แต่จะมีประโยชน์มากในโหมด 2 และโหมด 3 ถ้า SM2 = 1 ทำให้รับเฉพาะสตอปบิตที่ถูกต้องเท่านั้นและป้องกันการรบกวน

ใน 10 บิตนี้ที่ตำแหน่งสุดท้ายของการรับเป็นการชี้ว่าข้อมูลที่รับมาก่อนยังไม่ถูกโปรแกรมอ่านหรือถ้าเงื่อนไขอื่นไม่จริงข้อมูลใหม่จะไม่ถูกโหลดและจะสูญหายไป

อัตราบอดของโหมด 1 ไทมเมอร์ 1 จะถูกใช้สร้างบอดในโหมด 1 โดยการใช้งานโอเวอร์แฟล็กของไทมเมอร์ เพื่อจะกำหนดความถี่อัตราบอด ถ้าไทมเมอร์ 1 ใช้ในโหมด 1 เป็นไทมเมอร์ 8 บิต ออโตรีโหลด(Auto reload) จะสร้างอัตราบอดได้

$$f_{\text{baud}}(2^{\text{SMOD}} * \text{ความถี่ออสซิลเลเตอร์})/(32*12*(256-\text{TH1}))$$

SMOD เป็นบิตที่ควบคุมใน PCON และอาจเป็น 0 หรือ 1 ถ้าไทมเมอร์ 1 ได้ทำงานในโหมด 2 อัตราบอดจะเป็น

$$f_{\text{baud}}(2^{\text{SMOD}} * \text{Time 1 overflow flag})/32$$

และไทมเมอร์ 1 สามารถใช้สัญญาณนาฬิกาภายใน หรือ เป็นแค่นัดอร์ซึ่งรับพัลส์นาฬิกาจากภายนอกความถี่ออสซิลเลเตอร์ที่เลือกจะช่วยสร้างอัตราบอด ทั้งแบบมาตรฐาน และ ไม่มาตรฐานถ้าต้องการอัตราบอดมาตรฐานคริสตอล 11.0592MHz ควรใช้อัตรามาตรฐาน 9600bps และ TH1 จะมีค่าดังนี้

$$\text{TH1} = 256(2*11.0592*10)/(32*12*9600) = 0\text{FDH} = 253.0000\text{D}$$

- ข้อมูลอนุกรมโหมด 2 โหมดมัลติโปรเซสเซอร์

โหมด 2 คล้ายโหมด 1 เว้นแต่จะมีการส่ง 11 บิต คือ Start bit 1 บิต , ข้อมูล 9 บิต Stop bit 1 บิต โดยบิตข้อมูลที่ 9 ได้จาก TB8 ใน SCON ระหว่างการส่งและการเก็บในบิต RB8 ของ SCON

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้สำหรับใช้ในการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในโหมด 0 อัตราบิตจะสูงมากกว่ามาตรฐานมาก โดยอัตราข้อมูลที่สูงนี้จำเป็นต้องมีการประยุกต์หลายมัลติโปรเซสเซอร์ข้อมูลสามารถส่งได้อย่างรวดเร็วจากเครือข่ายของไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ใช้สื่อสารถ้าใช้อัตราบิตสูง

เงื่อนไขการเซต RI ในโหมด 1 RI ต้องเป็น "0" ก่อนที่จะรับบิตสุดท้ายและ SM2 ต้องเป็น "0" หรือข้อมูลบิตที่ 9 ต้องเป็น "1" การเซต RI ขึ้นกับสถานะของ SM2 ในการรับ 051 และสถานะ 9 ซึ่งทำให้มัลติโปรเซสเซอร์เป็นไปไม่ได้โดยให้ตัวรับถูกอินเตอร์รัปต์โดยข้อมูลบางตัว ในขณะที่ตัวรับอื่น ๆ ไม่สนใจข้อมูลนี้เฉพาะ 8051 เท่านั้นที่ SM2 เซตเป็น 0 จะถูกอินเตอร์รัปต์ โดยข้อมูลที่รับซึ่งข้อมูลบิตที่ 9 เซต เป็น 1 จะไม่ถูกอินเตอร์รัปต์โดยข้อมูล พร้อมกับข้อมูลบิต 9 เป็น 0 ตัวรับทั้งหมดจะถูกอินเตอร์รัปต์โดยข้อมูล และ ข้อมูลบิตที่ 9 เซตเป็น 1 ซึ่งสถานะของ SM2 จะไม่ขัดขวางการรับข้อมูล

2.17 การสื่อสารผ่านพอร์ตอนุกรม(Serial Port Communication)

จุดประสงค์หลักของการใช้ซีเรียลพอร์ต คือ การเชื่อมต่อระหว่างเครื่องคอมพิวเตอร์โดยเฉพาะ การสื่อสารระยะไกลด้วยโมเด็ม และ โครงข่ายโทรศัพท์สาธารณะ แต่ก็สามารถนำมาใช้ในการเชื่อมต่ออุปกรณ์อื่น ๆ กับ เครื่องคอมพิวเตอร์ เช่น เมาส์ เป็นต้น

การเชื่อมต่อแบบพาราเรลพอร์ตจะมีความเร็วและการอินเตอร์เฟสที่ง่ายแต่จำนวนขาของพอร์ตนั้นมีถึง 25 ขา (อาจจะใช้ไม่หมดทุกขา) และ ความยาวสายเคเบิลสูงสุดได้เพียง 5 เมตร ถึงอย่างไรก็ตามมันก็ให้ความเร็วสูงสุดประมาณ 100Kbit/sec จึงเหมาะกับการส่งสำหรับเครื่องพริ้นเตอร์ส่วนพอร์ต PS/2 นั้นก็สามารถส่งข้อมูลได้ทิศทางเดียวในทางตรงกันข้ามเรามาส่งข้อมูลแบบสองทิศทางและแอดซีเรียลพอร์ต โดยใช้จำนวนของขาที่ใช้แค่ 9 ขา (อาจจะใช้ไม่หมดทุกขา) เพราะว่าสัญญาณไฟฟ้าที่ใช้สำหรับแอดซีเรียลพอร์ตได้ถูกออกแบบมา สำหรับใช้แอดซีเรียลพอร์ตในการส่งข้อมูลระยะไกลกว่าแบบพาราเรลพอร์ตที่ใช้งานแบบ TTL โวลต์เตจ และในการร่วมกับใช้โมเด็มทำให้ซีเรียลพอร์ต สามารถใช้กับการติดต่อระยะทางไกลมากขึ้น

การส่งรับข้อมูลแบบซีเรียลพอร์ต จะส่งข้อมูล แบบเป็นกลุ่มของบิต โดยจะส่งทีละบิตบนหนึ่งเส้นสายสัญญาณข้อมูล บนสายสัญญาณจะเปลี่ยนตามเวลาที่ใช้ในการส่งสัญญาณแต่ละค่าของสัญญาณจะไม่เหมือนกับแบบพาราเรลพอร์ต ที่จะส่งพร้อมกันทั้งหมดในกลุ่มของสายสัญญาณแต่ละค่าของสัญญาณไม่เหมือนกับแบบพาราเรลซึ่งจะส่งพร้อมกันทั้งหมดในกลุ่มของสายสัญญาณเส้นในเวลาเดียวกันการส่งข้อมูลเรา ต้องพิจารณาถึงความหมายของคำต่อไปนี้

Transmitter:ตัวส่ง

Receiver:ตัวรับ

Transmission Medium ซึ่งจะเป็นเส้นทางในการใช้ข้อมูลจาก Transmitter ไปยัง Receiver ซึ่งสิ่งสำคัญที่จะมีผลต่อการพิจารณาตัวกลางการส่งข้อมูลดังนี้

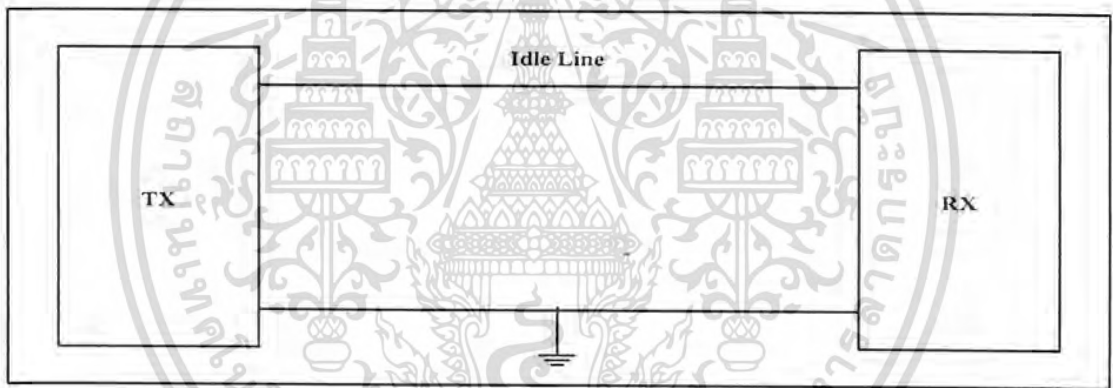
2.17.1 ลักษณะทางกายของตัวกลาง ซึ่งโดยทั่วไปจะมีที่ใช้บ่อยอยู่ดังนี้

Direct line เส้นสัญญาณประเภทนี้ก็คือ การเชื่อมต่อระหว่างเครื่องคอมพิวเตอร์กันโดยตรง เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนเวลาสำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนูญาติเห็นาเบไซบะระเขยนดานการคานหรือ ไม่ก็เชื่อมต่อระหว่างคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์อื่นโดยตรง ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Dial-Up line เป็นลักษณะทางกายภาพของการเชื่อมต่อผ่านโครงข่ายสาธารณะ ผ่านโมเด็ม สำหรับแบบ Direct line จะเป็นการเชื่อมต่อทางไฟฟ้าระหว่างกันโดยแต่ในแบบ Dial-Up line จะต้องมี การเปลี่ยนลักษณะสัญญาณก่อนผ่านไปในตัวกลาง

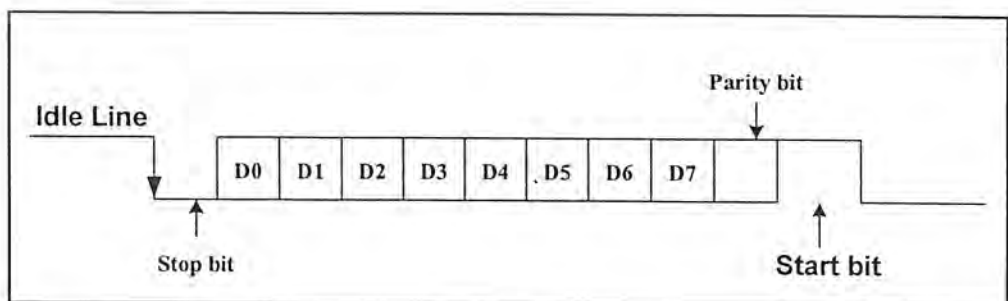
2.17.2 โหมดการสื่อสารแบบซิงโครนัส (Synchronous Mode) กับโหมดการสื่อสารแบบอะซิงโครนัส (Asynchronous Mode) ซิงโครนัส (Synchronous Mode) เป็นการส่งข้อมูลที่ใช้สัญญาณนาฬิกา ตัวเดียวกันจะทำให้ตัวรับข้อมูลเหมือนกับข้อมูลตัวส่ง แต่ในความเป็นจริง การส่งระยะทางไกล ๆ เราไม่สามารถทำให้สัญญาณนาฬิกาได้ทั้งตัวรับและตัวส่งเท่ากันได้เพราะมีการเลื่อนเฟส (Phase Shift) สัญญาณ ดังนั้นเราจึงใช้วิธีการคือแบบ อะซิงโครนัส

โหมดการสื่อสารแบบอะซิงโครนัส (Asynchronous Mode) จะเป็นการส่งข้อมูลแบบที่ใช้ สัญญาณนาฬิกา ตัวส่งตัวรับเป็นคนละตัวกัน แต่ทำให้มีค่าใกล้เคียงกันและสร้างเฟรม (Frame) ของข้อมูล มาเป็นตัวบอกใกล้ตัวรับทราบส่วนต่าง ๆ ของข้อมูลจะมีเป็นสายที่มีสัญญาณไฮ (High) เมื่อพร้อม รับจะ รับข้อมูล ส่วนอีกเส้นหนึ่งจะเป็นกราวด์ (ground)



รูปที่ 2.32 แสดงการเชื่อมต่อระหว่างตัวส่งกับตัวรับ

จากรูปที่ 2.32 การเชื่อมต่อระหว่างตัวส่งกับตัวรับจะมีสายสองเส้นเชื่อมต่อกันโดยเส้นหนึ่งจะเป็นไอดีไลน์ (Idle Line)



รูปที่ 2.33 แสดงองค์ประกอบของเฟรม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูปที่ 2.33 องค์ประกอบของเฟรมประกอบด้วยบิตเริ่มต้น (Start bit) เป็นส่วนที่บอกให้ตัวรับทราบว่าพร้อมส่งข้อมูลแล้วซึ่งหลังจากบิตเริ่มต้นจะเป็น ข้อมูล (Data) ที่ต้องการส่งและส่วนต่อไปเป็นพาริตีบิต (Parity bit) เป็นส่วนที่ใช้ตรวจสอบ และส่วนสุดท้ายเป็นบิตสิ้นสุด (Stop bit) เป็นส่วนทำให้ตัวรับทราบว่าสิ้นสุดเฟรมแล้วโดยบิตสิ้นสุดจะมีความหมายเป็น 1, 1.5, 2 บิต

การส่งข้อมูลเริ่มจากบิตเริ่มต้นที่มีค่าเป็น Low ("0") เป็นการแจ้งให้ตัวรับทราบว่าจะมีการส่งข้อมูลให้ตัวรับเตรียมพร้อมที่จะรับข้อมูลโดยเริ่มเซตสัญญาณนาฬิกาให้ใกล้เคียงกับตัวส่งแล้วจึงเริ่มส่งข้อมูลในบิตต่อไป ในความเป็นจริงการส่งบิตแรกที่เข้ามาจะมีสัญญาณนาฬิกาเหมือนกันหรือใกล้เคียงกันมากแต่ในบิตต่อ ๆ ไปจะเกิดการเลื่อนเฟสเนื่องจากตัวรับอาจใช้สัญญาณนาฬิกาใกล้เคียงที่ช้ากว่าหรือเร็วกว่าแต่ไม่เกินขอบเขตของข้อมูลแต่ละบิตจนไปถึงค่า ๆ หนึ่งการเลื่อน(Shift) จะเกินขอบเขตที่รับข้อมูลได้ถูกต้องก็จะทำการหยุดส่งข้อมูล แล้วเริ่มส่งข้อมูลใหม่ซึ่งเราเรียกกันว่า "รีซิงโครไนซ์"(Resynchronize)

อุปกรณ์ที่ทำหน้าที่ในแบบอะซิงโครนัสเรียกว่า UART(Universal Asynchronous Receiver Transmit) เช่น Z80 , 8250 , 8251 , 8450 เป็นต้น

2.17.3 ทิศทางการส่งข้อมูล Simplex , Half – Duplex , Full – Duplex

- ในการสื่อสารข้อมูล ทิศทางข้อมูลจะถูกส่งไปมาระหว่างอุปกรณ์อิเล็กทรอนิกส์ผ่านทาง การอินเตอร์เฟซซึ่งประกอบด้วย สัญญาณ ไฟฟ้าสายเคเบิลที่เป็นตัวนำสัญญาณไฟฟ้า และ คอนเน็คเตอร์ข้อมูล จะถูกส่งด้วยการเปลี่ยนแปลงของกระแสและแรงดันการสื่อสารข้อมูลจะเป็นไปได้ก็ต่อเมื่ออุปกรณ์ต่าง ๆ เป็นไปตามข้อกำหนดของ Physical Layer Protocol ซึ่งมีดังต่อไปนี้

- คุณสมบัติทางกล ได้มีการกำหนดรายละเอียดของขนาดคอนเน็คเตอร์ , จำนวนขา , ฟังก์ชัน การทำงานของขาต่าง ๆ และเส้นผ่าศูนย์กลางของขาต่าง ๆ ตำแหน่งของคอนเน็คเตอร์และคุณสมบัติของสายเคเบิล

- คุณสมบัติทางสัญญาณไฟฟ้า มีการกำหนดคุณสมบัติทางไฟฟ้าของสัญญาณที่ใช้ควบคุมการ แลกเปลี่ยนข้อมูลและวงจรไฟฟ้าต่าง ๆ ที่เกี่ยวข้องรวมทั้งการกำหนดอัตราเร็วสูงสุดในการส่งข้อมูลระดับ กระแส และ ระดับแรงดันในการแทนลอจิกต่าง ๆ และ คุณสมบัติของวงจรรับส่งสัญญาณที่ขาทุกขาของ คอนเน็คเตอร์ RS232 จะเป็นสภาวะใดสภาวะหนึ่งต่อไปนี้

Mark / Space

On/Off

Logic 0 or Logic 1

ความสัมพันธ์ระหว่างสถานะของสัญญาณคู่ต่าง ๆ กับแรงดันที่แสดงไว้ในตาราง ที่ 2.10 ตารางที่ 2.10 สถานะของสัญญาณกับแรงดันมาตรฐานของ RS 232

VOLTAGERANGE	LOGIC	MEANING	TTY	SYNONYMS
+3V TO +25V	0	ON	SPACE	ACTIVE , "ASSERTED"
-25V TO -3V	1	OFF	MARK	INACTIVE "DISASSERTED"

ในการแทนลอจิกหนึ่งหรือสถานะ Mark ตัวขับสัญญาณไคร์เวอร์ต้องจ่ายแรงดันระหว่าง -5 ถึง +15 โวลต์ ส่วนในลอจิก "0" หรือ Space ตัวขับสัญญาณต้องจ่ายแรงดัน +5 ถึง +15 โวลต์

ตัวเก็บประจุที่ต่อขนานกับอุปกรณ์รับปลายทางมีค่าไม่เกิน 2500pF (ความยาวน้อยกว่า 50 ฟุต) และ แรงดันขณะเปิดวงจรหรือไม่มีโหลดจะต้องไม่เกิน 25 โวลต์ วงจรสัญญาณต้องสามารถทนต่อการลัดวงจรที่เกิดขึ้นได้จากความไม่ตั้งใจ โดยไม่ทำความเสียหายกับอุปกรณ์ของตัวเองหรือที่เกี่ยวข้อง

รายละเอียดตามหน้าที่ของสัญญาณต่างๆที่ใช้ในการอินเตอร์เฟสมักถูกกำหนดขึ้นจากลักษณะการทำงานโดยคู่มือทางการส่งข้อมูลจากตัวส่งหรือตัวรับ และ ความสัมพันธ์ของสัญญาณ



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 3

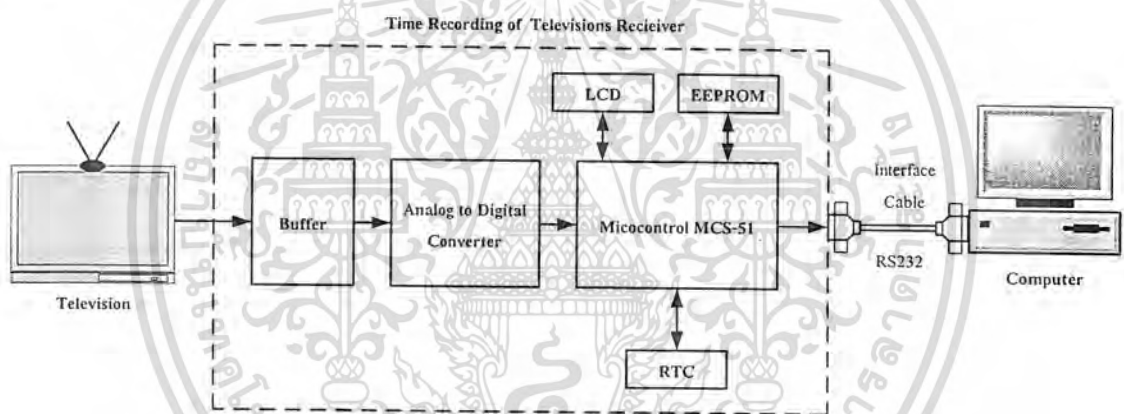
การคำนวณและการสร้าง

โครงการนี้เกิดขึ้นเนื่องจากต้องการทราบว่าการใช้งานของเครื่องรับโทรทัศน์ว่าผู้ชมได้รับชมสื่อรายการโทรทัศน์ มีพฤติกรรมในการรับชมสื่อรายการโทรทัศน์อย่างไร เพื่อนำข้อมูลที่ได้ไปทำการวิเคราะห์ ถึงพฤติกรรมของคนที่ได้รับชมสื่อรายการโทรทัศน์ ในโครงการนี้ในการคำนวณและการสร้างจะประกอบด้วยส่วนหลักอยู่ 2 ส่วน ดังนี้ คือ

- ส่วนของฮาร์ดแวร์ (Hardware)
- ส่วนของซอฟต์แวร์ (Software)

3.1 หลักการออกแบบฮาร์ดแวร์ (Hardware)

ส่วนของฮาร์ดแวร์ที่ออกแบบจะนำมาใช้เชื่อมต่อเข้ากับขา VT ของ TUNER BOX ภายในภาค TUNER ของเครื่องรับโทรทัศน์ โดยจะทำการดึงเอามาเป็นสัญญาณที่ตรวจวัดการปรับเปลี่ยนช่องของโทรทัศน์



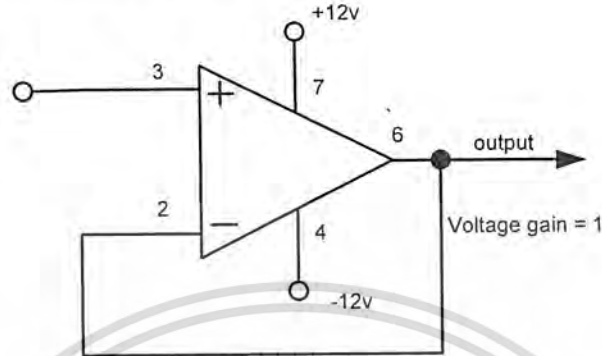
รูปที่ 3.1 บล็อกไดอะแกรมเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์

จากบล็อกไดอะแกรมจะเห็นได้ว่า ระบบการตรวจวัดการใช้งานโทรทัศน์ประกอบไปด้วย 5 ส่วนคือ

1. ส่วนบัฟเฟอร์ (Buffer Amplifier)
2. ส่วนแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล (Analog to Digital Converter)
3. ส่วนไมโครคอนโทรลเลอร์ (Microcontroller)
4. ส่วนหน่วยความจำข้อมูล
5. ส่วนพีซีคอมพิวเตอร์ (PC Computer)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.1.1 ส่วนบัฟเฟอร์(Buffer Amplifier)



รูปที่ 3.2 วงจรบัฟเฟอร์

เนื่องจากสัญญาณที่ขา VT ของกล้องจุลทรรศน์เป็นส่วนที่ไม่เชื่อมโยงถึงกันเมื่อนำมาใช้เราจึงต้องใช้วงจร Buffer Amplifier หรือวงจร Voltage Follower ด้วย OPAMP เพื่อป้องกันการรบกวนของวงจรแต่ละส่วน โดยคุณสมบัติของวงจร Voltage Follower มีดังนี้

- High Input Impedance
- Low Output Impedance
- Voltage Gain = 1

3.1.2 ส่วนแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล(A to D Converter)

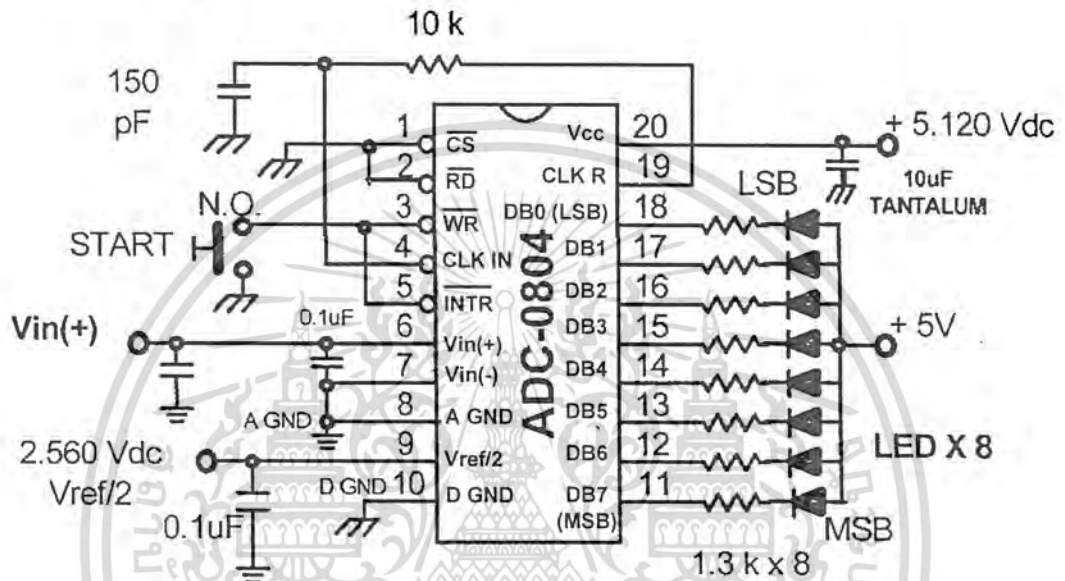
วงจร A to D ที่ใช้ในโครงงานนี้จะใช้ไอซีเบอร์ ADC0804 ทำการเปลี่ยนสัญญาณอนาล็อกที่เข้ามาเป็นสัญญาณดิจิทัล โดยใช้หลักการประมาณค่าแบบต่อเนื่อง ซึ่งมีขนาด 8 บิต มีความเร็วในการแปลงสัญญาณ 100 μ S (Conversion Time = 100 μ S) สามารถเชื่อมต่อกับไมโครคอนโทรลเลอร์ได้ง่าย

ตารางที่ 3.1 แสดงความสัมพันธ์ระหว่าง ($V_{ref}/2$), Span Voltage(v), $V_{in(-)}$, Step Size(mV)

$V_{ref}/2$	Span Voltage(v)	$V_{in(-)}$	Input Range(v)	Step Size(mV)
Not connect*	5	0	0to5	$5/256 = 19.53$
2.0	4	0	0to4	$4/256 = 15.62$
1.5	3	0	0to3	$3/256 = 11.71$
1.28	2.56	0	0to2.56	$2.56/256 = 10$
1	2	0	0to2	$2/256 = 7.81$
0.5	1	0	0to1	$1/256 = 3.90$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วิธีสแตร์ท A to D ทำได้โดยส่งสัญญาณเข้าขา WR และ CS ด้วยศักย์ค่าต่ำ(Low) แล้วให้รออีกประมาณ 100 μ S หลังจากนั้น A to D จะส่งสัญญาณออกมาที่ขา INTR (คือสัญญาณที่บอกว่าแปลงสัญญาณเสร็จแล้ว) มีระดับสัญญาณเป็น Low ขานี้มักจะต่อกับขา INTO ,INT1 ของ CPU เพื่อบอกให้ CPU ทำขบวนการอินเตอร์รัปต์เพื่อนำข้อมูลที่แปลงแล้วไปเก็บ ในการอ่านข้อมูลไปเก็บ CPU ต้องส่งสัญญาณ RD มาเข้า RD ของ A to D (โดยขา CS เป็น Low อยู่ก่อนหน้านี) รายละเอียดช่วงการสแตร์ท และ อ่านข้อมูลไปเก็บ



รูปที่ 3.3 การทดสอบ A to D ADC0804

3.1.3 ส่วนไมโครคอนโทรลเลอร์

เป็นส่วนที่ทำหน้าที่ควบคุมจัดการระบบ ซึ่งใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เบอร์ AT89S8252 ในตระกูล MCS-51 เป็นหัวใจหลักในการทำงาน ไม่ว่าจะเป็นตัวทำหน้าที่ในการควบคุมกระบวนการแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล A to D converter การส่งค่าไปคอนโทรลเพื่อเลือกสัญญาณอินพุตการเก็บค่าไว้ในหน่วยความจำข้อมูลและ การอ่านข้อมูลที่เก็บไว้ในหน่วยความจำข้อมูลส่งออกไปที่พอร์ตอนุกรมสำหรับการสื่อสารกับคอมพิวเตอร์และการเชื่อมต่อเข้ากับคอมพิวเตอร์เมื่อต้องการส่งผ่านข้อมูลที่เก็บไว้ โดยจะใช้การสื่อสารแบบอนุกรม RS 232

3.1.4 ส่วนหน่วยความจำข้อมูล

เป็นส่วนที่ทำหน้าที่ในการเก็บข้อมูลที่ถูกละเปลี่ยนเป็นสัญญาณดิจิทัลแล้ว โดยผ่าน MCS-51 ในโครงงานนี้ใช้หน่วยความจำแบบ EEPROM คือไอซีเบอร์ 24c515(64KB x 8) แต่ในการนำไปใช้งานจริงอาจเพิ่มให้มีค่ามากกว่านี้ได้เพื่อให้เหมาะสมกับข้อมูลที่ต้องการเก็บ

3.1.4.1การเก็บข้อมูลไปยังหน่วยความจำแบบ EEPROM หรือ PC นั้นข้อมูลที่จะทำการเก็บสามารถกำหนดระยะเวลาในการเก็บข้อมูลได้คือ ตั้งแต่ 0วินาที ถึง 99 วินาที และ ที่ความถี่ 500Hz , 1KHz , 2KHz , 4KHz ซึ่งก็คือ 2 มิลลิวินาที , 1 มิลลิวินาที , 500 มิลลิวินาที , และ 250 ไมโครวินาที โดย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สามารถเลือกความจุ ในการเก็บค่าของหน่วยความจำข้อมูลภายนอกได้ดังนี้ 8Kbytes , 16Kbytes , 32 Kbytes และ 64Kbytes ดังนั้นสามารถคำนวณระยะเวลาในการเก็บค่าที่สั้นที่สุดและนานที่สุดได้ดังนี้

3.1.4.1.1 ระยะเวลาในการเก็บค่าที่สั้นที่สุด คือเก็บค่าของข้อมูลที่ความถี่ 4KHz หรือ ก็คือ 250 ไมโครวินาที ด้วยความจุของหน่วยความจำข้อมูลภายนอกที่ 8Kbytes ดังนั้นระยะเวลาในการเก็บข้อมูลคือ

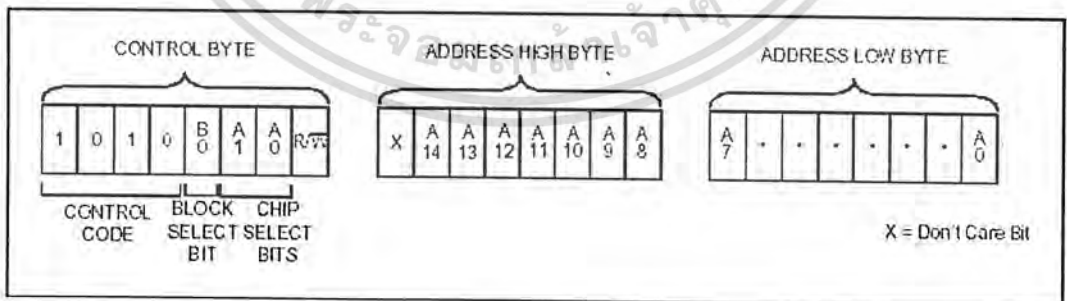
$$0.00025 \text{ วินาที} * 8\text{KB} = 2.048 \text{ วินาที}$$

3.1.4.1.2 ระยะเวลาในการเก็บค่าที่นานที่สุด คือ ของข้อมูลที่ด้วยระยะห่างของการเก็บค่า 99 วินาที และ ด้วยความจุของหน่วยความจำข้อมูลภายนอกที่ 64Kbytes ดังนั้นระยะเวลาในการเก็บข้อมูลคือ

$$\begin{aligned}
 99 \text{ วินาที} * 64 \text{ KB} &= 6,336,000 \text{ วินาที} \\
 &= 105,600 \text{ นาที} \\
 &= 1,760 \text{ ชั่วโมง} \\
 &= 73 \text{ วัน}
 \end{aligned}$$

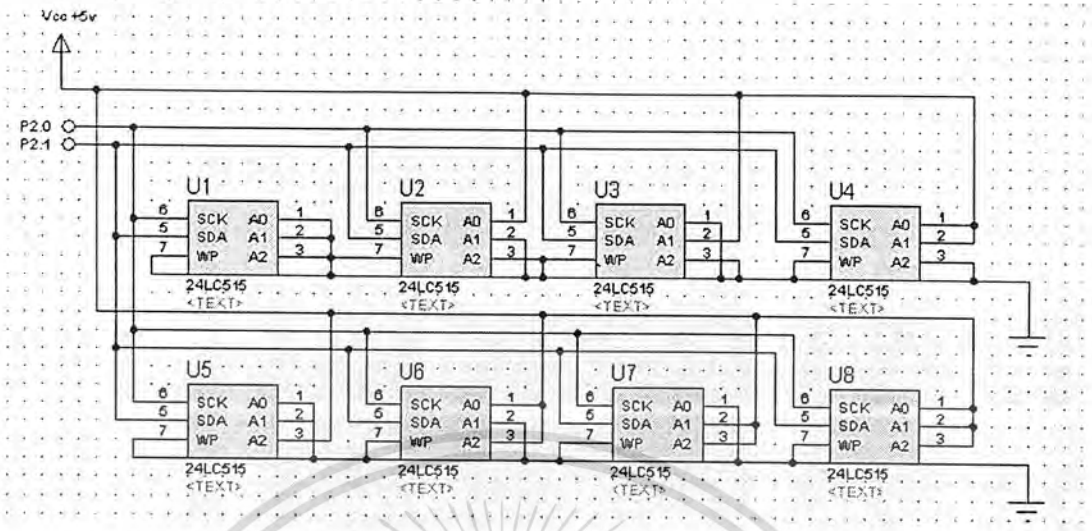
ในโครงการนี้ จะทำการเก็บข้อมูล โดยไม่ต้องทำการกำหนดระยะเวลาในการเก็บ เพื่อว่าต้องการทราบผลจริง ๆ ของการรับชมโทรทัศน์ว่าผู้ชมมีพฤติกรรม ในการทำการปรับเปลี่ยนช่องไปอย่างไร โดยเมื่อทราบค่าที่ไม่จำเป็นที่สามารถมองข้ามไปได้ หรือ ค่าที่ได้จากการทำการปรับเปลี่ยนช่อง โดยไม่ให้ความสำคัญกับช่องนั้น หรือ ไม่ให้ความสนใจนั่นเอง ซึ่งเมื่อได้ทราบค่านั้นแล้วเราสามารถกำหนดหาระยะเวลาในการเก็บข้อมูลได้ทั้งนี้ก็เพื่อการลดการใช้พื้นที่ของหน่วยความจำ

3.1.4.2 การเพิ่มหน่วยความจำในโครงการนี้ได้ใช้หน่วยความจำชนิด EEPROM จากรูปที่ 3.4 แสดงถึง ADDRESS SEQUENCE BIT ASSIGNMENTS ซึ่งจาก CHIP SELECT BIT สามารถเพิ่มหน่วยความจำได้ถึง 8 ตัว แสดงได้ดังรูปที่ 3.5



รูปที่ 3.4 ADDRESS SEQUENCE BIT ASSIGNMENTS

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.5 การเพิ่มหน่วยความจำ EEPROM สูงสุด 8 ตัว

ตารางที่ 3.2 แสดงการเลือก EEPROM ในการเก็บข้อมูล

EEPROM	CHIP SELECT BIT		
	A2	A1	A0
U1	0	0	0
U2	0	0	1
U3	0	1	0
U4	0	1	1
U5	1	0	0
U6	1	0	1
U7	1	1	0
U8	1	1	1

3.1.4.3 ลักษณะรูปแบบของข้อมูลที่เก็บในหน่วยความจำ ข้อมูลที่เก็บในหน่วยความจำ EEPROM หนึ่งชุดมีจำนวนการใช้งาน 7 ไบต์ สำหรับบันทึกค่าต่าง ๆ เป็นดังนี้

วัน	เดือน	ปี	ชม.	นาที	วินาที	ข้อมูลจาก A to D
-----	-------	----	-----	------	--------	------------------

รูปที่ 3.6 แสดงรูปแบบข้อมูลที่ทำการเก็บในหน่วยความจำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ข้อมูลที่ทำการเก็บใช้พื้นที่เก็บทั้งหมด 7 ไบต์ ต่อ 1 ชุดข้อมูล หรือ เรียกได้ว่าเป็นการปรับเปลี่ยนช่องสัญญาณโทรทัศน์ไปหนึ่งครั้ง ดังนั้นหน่วยความจำที่นำมาใช้งานคือ 64Kbytes หรือมีตำแหน่งของหน่วยความจำคือ 0000H ถึง 7FFFH และ 8000H to FFFFH(0000H to FFFFH) นั้นสามารถเก็บข้อมูลได้ คือ

$$\text{FFFFFH}/7 = 2492\text{H} = 9362\text{D} = 9,362 \text{ ชุด}$$

สามารถเก็บข้อมูลได้ 9,362 ชุดข้อมูล หรือ เรียกได้ว่าเป็นการปรับเปลี่ยนช่องสัญญาณโทรทัศน์ไป 9,362 ครั้ง ต่อ ไอซี EEPROM 1 ตัว

3.1.5 ส่วนพีซีคอมพิวเตอร์

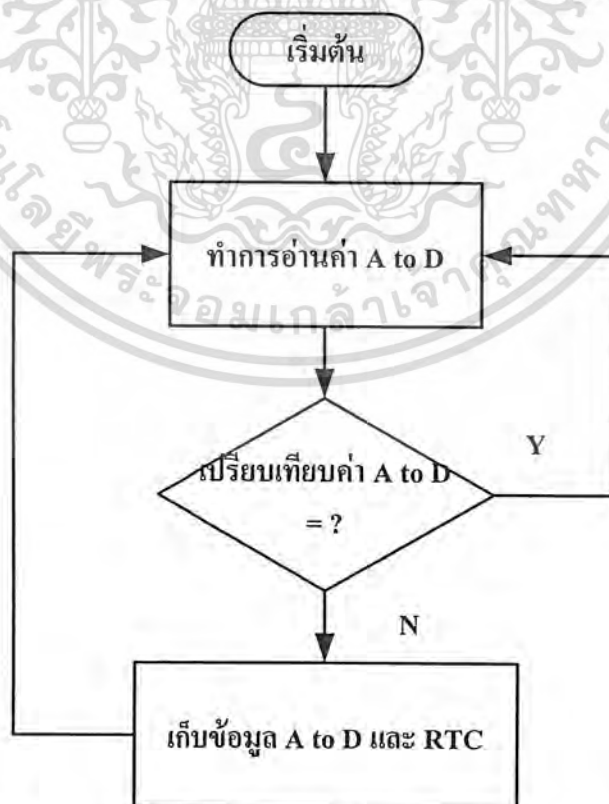
คอมพิวเตอร์จะใช้ติดต่อกับเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ผ่านทางพอร์ตอนุกรม ในการรับข้อมูลจากเครื่องบันทึกการใช้งานโทรทัศน์ เพื่อนำไปจัดเก็บและแสดงผลการใช้งานต่อไป

3.2 ส่วนของซอฟต์แวร์ (Software)

ลักษณะการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ จะนำค่าที่อ่านได้จากส่วนของวงจรการเปลี่ยนสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัล และ ค่าของเวลาจริง ณ เวลาที่เกิดการเปลี่ยนแปลงของช่องสัญญาณโทรทัศน์ มาเก็บยังหน่วยความจำข้อมูล และ จะทำการส่งข้อมูลไปยังคอมพิวเตอร์ต่อไป

3.2.1 การเก็บข้อมูล

การเก็บข้อมูลของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ มีหลักการอยู่ว่าจะทำการอ่านค่าจากวงจรเปลี่ยนสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล มาทำการเปรียบเทียบกับค่าที่เก็บไว้หากเท่ากัน



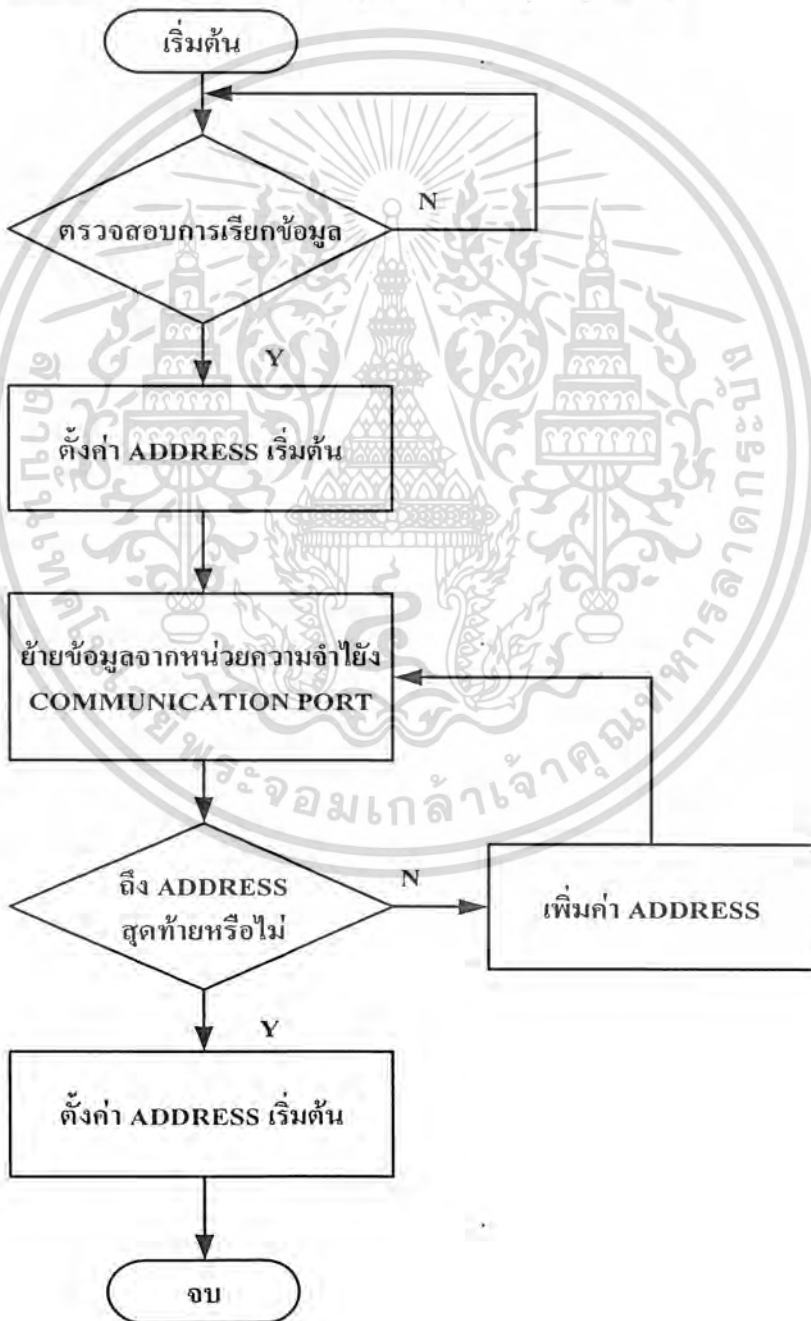
รูปที่ 3.7 แสดงการเก็บข้อมูลของเครื่องบันทึกการใช้งานโทรทัศน์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ให้กลับไปอ่านค่าใหม่ แต่ถ้าหากไม่เท่ากับค่าเดิมที่เก็บไว้ให้เก็บค่านั้นลงไปยังหน่วยความจำได้แสดงการทำงานดังรูปที่ 3.7

3.2.2 การส่งข้อมูลไปยังเครื่องคอมพิวเตอร์

ลักษณะการทำงาน ในส่วนของการส่งข้อมูลไปยังเครื่องคอมพิวเตอร์ โดยจะเริ่มจากการทำการตรวจสอบการเรียกข้อมูล หากไม่มีการเรียกข้อมูลให้กลับไปทำการเก็บข้อมูลต่อ แต่ถ้าหากมีการเรียกข้อมูลจะทำการตั้งค่าแอดเดรสเริ่มต้นที่ต้องการส่ง โดยทำการส่งข้อมูลและทำการเพิ่มค่าของแอดเดรสไปเรื่อย ๆ โปรแกรมทำงาน โดยตรวจสอบว่าส่งที่แอดเดรสสุดท้ายหรือยังหากยังไม่ถึงแอดเดรสสุดท้าย ก็ส่งข้อมูลจนครบ เมื่อถึงค่าแอดเดรสสุดท้ายจึงจะหยุดทำการส่งข้อมูลดังรูปที่ 3.8



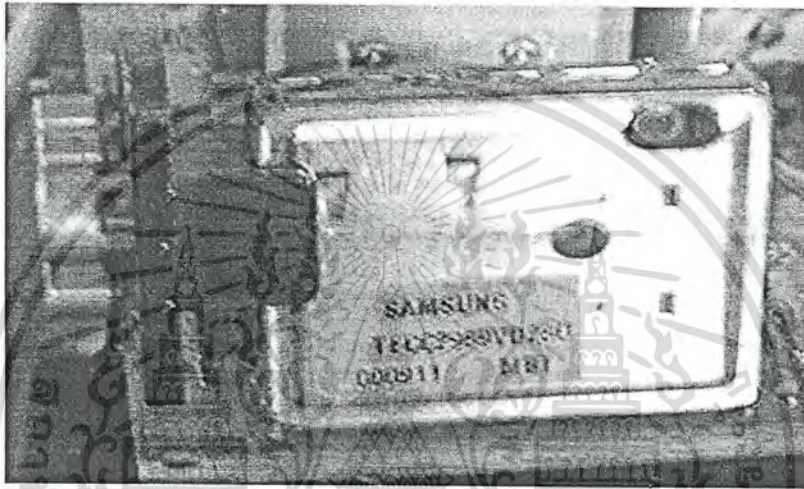
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งรูปที่ 3.8 แสดงการส่งข้อมูลในหน่วยความจำไปยัง COMPUTER ซึ่งมีการนำไปใช้

บทที่ 4

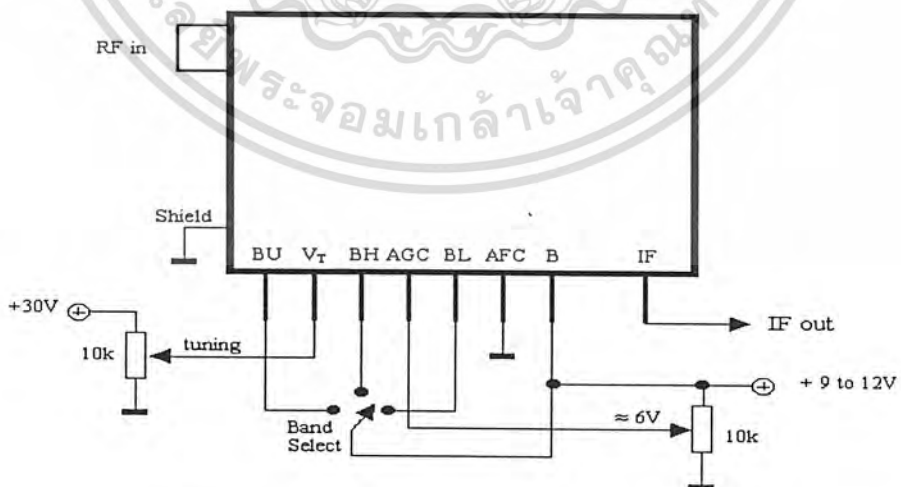
การทดลองและผลการทดลอง

4.1 การทดลองกล่องจูนเนอร์

จุดประสงค์ทดสอบความสัมพันธ์ระหว่างแรงดันจูนนิ่งที่ขา VT กับ ความถี่ ของกล่องจูนเนอร์ ภายในเครื่องรับโทรทัศน์สี Distar ที่ใช้ทดลองในโครงงานนี้ โดยกล่องจูนเนอร์ของเครื่องรับโทรทัศน์สี Distar เป็นยี่ห้อ Sumsung รุ่น TECC2989VD280 000911 MBT ดังรูปที่ 4.1 ด้านล่าง



ก). กล่องจูนเนอร์เครื่องรับโทรทัศน์สี Distar ที่ใช้ในโครงงานนี้



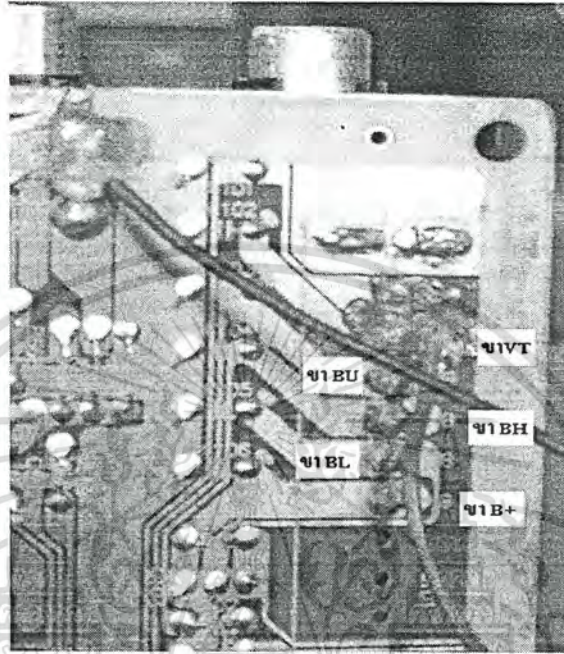
ข). วงจรการต่อกล่องจูนเนอร์ใช้งานในเครื่องรับโทรทัศน์

รูปที่ 4.1 กล่องจูนเนอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.1.1 การทดลองวัดระดับแรงดันไฟตรงที่ขาต่าง ๆ ของ Tuner Box ขั้นตอนในการทดลองมีดังนี้

4.1.1.1 คึงสัญญาณที่ขา VT ของเครื่องรับโทรทัศน์ทำการวัดด้วยมิเตอร์ดิจิตอล



รูปที่ 4.2 แสดงจุดที่ทำการคึงสัญญาณที่ขา VT มาทำการวัดด้วย มิเตอร์ดิจิตอล

4.1.1.2 ทำการปรับเปลี่ยนช่องสัญญาณ 3(VHF-L), 5, 7, 9, 11, itv และ 3(UHF) แล้วทำการบันทึกค่าได้ค่าดังนี้

ตารางที่ 4.1 ผลการทดลองวัดแรงดันไฟตรงที่กล่องจูนเนอร์

ช่องสัญญาณ	Multimeter(volt DC)					
	B+	BL	BU	VT	AG	BH
3 (VHF-L)	8.9	8.9	0	2.4-2.6	6.9	0
5	8.9	0	0	1.2-1.8	6.9	8.9
7	8.9	0	0	2.0-2.2	6.9	8.9
9	8.9	0	0	2.8-3.5	6.9	8.9
11	8.9	0	0	3.6-3.8	6.9	8.9
itv	8.9	0	8.9	4.4-4.7	6.9	0
3 (UHF)	8.9	0	8.9	5.5-5.7	6.9	0

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.1.2 การทดลองหาความสัมพันธ์ของแรงดันจูนนิ่งที่ ขา VT กับ ความถี่ มีขั้นตอนการทดลอง ดังนี้

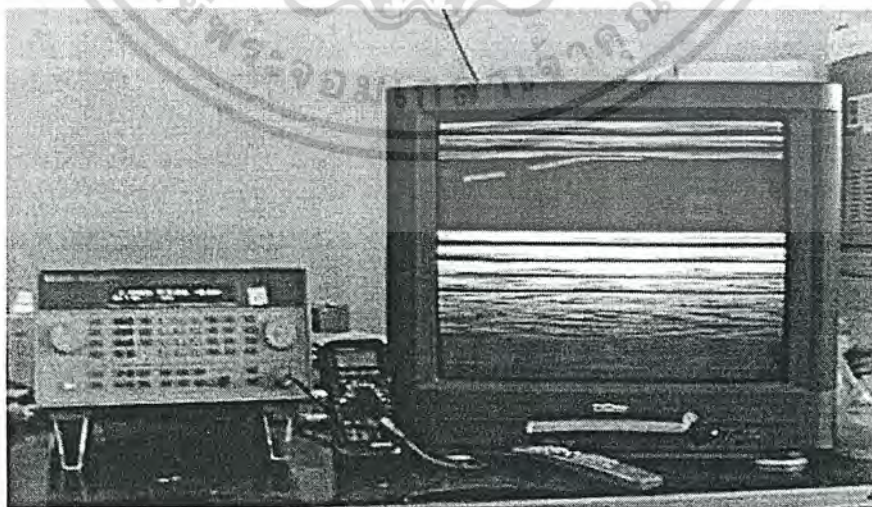
4.1.2.1 ป้อนสัญญาณ SIGNAL GENERATOR ที่ทำการ Modulation ความถี่เสียง 1KHz กับความถี่ที่ปรับเปลี่ยนได้ เข้าที่อินพุตของเครื่องรับโทรทัศน์แทนสายอากาศ

4.1.2.2 ทำการจูนเครื่องรับโทรทัศน์ด้วยวิธีแบบปรับจูนด้วยตัวเอง โดยทำการปรับจูนทีละขีดการจูนหรือทีละระดับการจูนของเครื่องรับโทรทัศน์ที่ได้กำหนดไว้เริ่มตั้งแต่ขีดแรกจนครบ 32 ขีดในย่านความถี่แต่ละย่าน เริ่มตั้งแต่ย่าน VHF-L, VHF-H, UHF ดังรูป



รูปที่ 4.3 แสดงการจูนความถี่ของเครื่องรับโทรทัศน์

4.1.2.3 เมื่อตั้งขีดการจูนเครื่องรับโทรทัศน์หรือระดับการจูนของเครื่องรับโทรทัศน์ ได้แต่ละระดับ แล้วทำการปรับความถี่ที่ป้อนให้กับเครื่องรับโทรทัศน์จนได้ยินเสียงออกทางลำโพง และจอภาพ จะแสดงภาพดังรูปที่ 4.4 และทำการจดบันทึกค่าความถี่ ค่าแรงดันที่วัดได้ และทำต่อไปจนกระทั่งครบทุกย่านความถี่



รูปที่ 4.4 แสดงการการรับสัญญาณที่ตรงกันของความถี่ของเครื่องรับโทรทัศน์ กับ SIGNAL GENERATOR ที่ป้อนให้กับเครื่องรับโทรทัศน์ เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานของภาคเอกชน ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

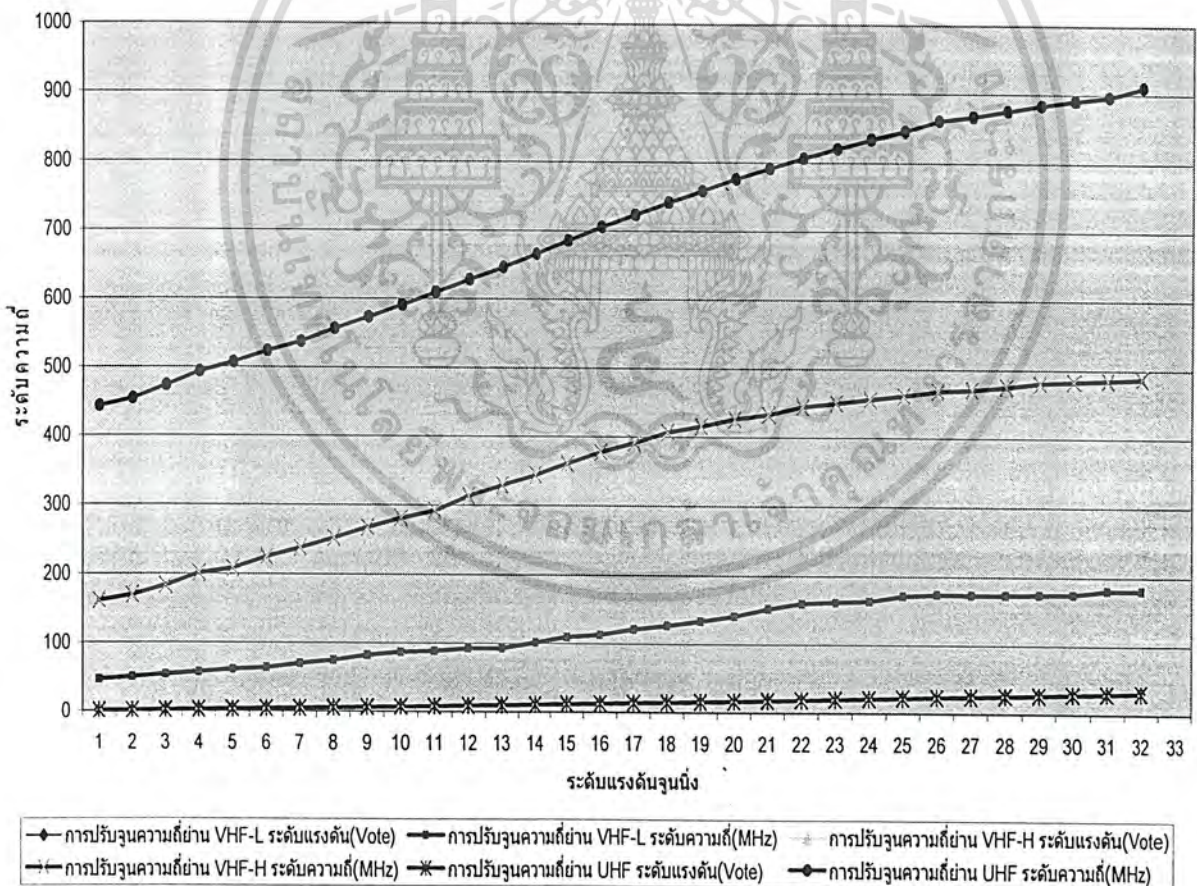
4.1.2.4 ผลที่ได้จากการทดลองได้ดังตารางด้านล่างนี้
 ตารางที่ 4.2 แสดงผลการเปลี่ยนแปลงของแรงดันจูนนิ่งกับความถี่

ระดับ การ จูน	การปรับจูนความถี่ย่าน VHF-L		การปรับจูนความถี่ย่าน VHF-H		การปรับจูนความถี่ย่าน UHF	
	ระดับแรงดัน (Volt)	ระดับความถี่ (MHz)	ระดับแรงดัน (Volt)	ระดับความถี่ (MHz)	ระดับแรงดัน (Volt)	ระดับความถี่ (MHz)
1	0.224	46.5	0.506	161.55	0.516	443
2	0.704	49.94	0.969	169.54	0.876	454
3	1.813	53.94	1.662	183.4	1.58	473.2
4	2.56	57.43	2.45	201.14	2.45	493.4
5	3.49	61.27	2.97	208.35	3.09	507.4
6	4.17	63.86	3.98	225.06	3.85	523.5
7	5.02	70.07	4.76	238.12	4.51	537.4
8	6.04	74.96	5.59	252.5	5.44	556.5
9	6.18	82.5	6.46	267.93	6.26	573.4
10	7.55	87.17	7.21	281.44	7.12	590.9
11	7.79	88.65	7.79	292.26	7.99	609.64
12	9.53	92.78	8.95	313.76	8.88	628.4
13	10.16	92.88	9.86	329.27	9.73	646.4
14	10.82	101.52	10.72	344.4	10.66	665.9
15	11.64	109.74	11.69	360.9	11.61	685.4
16	12.73	113.2	12.65	377.85	12.6	705.5
17	13.59	121.51	13.7	391.39	13.51	723.4
18	14.41	126.97	14.96	407.02	14.49	741.4
19	15.42	133.79	15.82	416.35	15.5	758.4
20	16.38	141.21	16.81	426.58	16.58	775.9
21	18.15	152	17.79	433.45	17.66	791.4
22	19.3	160.34	19.44	444.95	18.75	806.4
23	20.3	162.09	20.2	450.02	19.89	820.4
24	21.5	163.68	21.2	455.86	21	833.4
25	22.6	171.59	22.3	461.43	22.2	845.4
26	23.5	173.81	23.9	468.05	23.9	860.4
27	24.6	173.32	24.4	470.4	24.8	866.9

ระดับ การ จูน	การปรับจูนความถี่ย่าน VHF-L		การปรับจูนความถี่ย่าน VHF-H		การปรับจูนความถี่ย่าน UHF	
	ระดับแรงดัน (Volt)	ระดับความถี่ (MHz)	ระดับแรงดัน (Volt)	ระดับความถี่ (MHz)	ระดับแรงดัน (Volt)	ระดับความถี่ (MHz)
28	26.4	173.43	25.6	474.8	25.8	875.4
29	27.9	174.33	27.8	480.59	27.1	883.4
30	28.3	175.17	29	482.89	28.4	890.7
31	30.2	180.74	30.1	484.76	29.8	896.4
32	31.9	180.75	31.5	487.38	31.3	910.4

4.1.2.5 นำค่าที่ได้ไปทำการสร้างกราฟจะได้กราฟดังรูปด้านล่าง

กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างความถี่และแรงดันจูนนิ่ง ของเครื่องรับโทรทัศน์

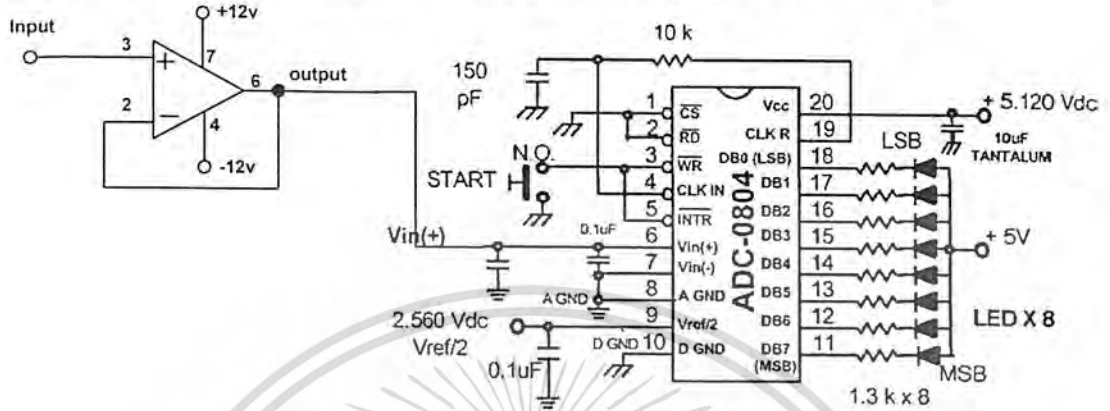


รูปที่ 4.5 กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างความถี่และแรงดันจูนนิ่งของเครื่องรับโทรทัศน์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2 การทดลองส่วนของวงจร Analog to Digital

ในการทดลองในส่วนของวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลเพื่อต้องการนำเอาค่าที่ได้ออกมาเป็นรหัสดิจิทัลไปเป็นข้อมูลให้กับไมโครคอนโทรลเลอร์ต่อไป



รูปที่ 4.6 วงจรทดลอง Analog to Digital Converter

จากวงจรทดลองเมื่อป้อนแรงดันที่ได้จากขา VT ของเครื่องรับโทรทัศน์เข้าที่ อินพุตของวงจร BUFEEER เพื่อป้องกันการดึงสัญญาณจากเครื่องรับโทรทัศน์ ส่งต่อไปยังวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล และ เมื่อทำการปรับเปลี่ยนช่องของเครื่องรับโทรทัศน์จะได้ค่าต่าง ๆ ดังตารางที่ 4.3 ตารางที่ 4.3 แสดงรหัสเอาต์พุตของวงจร ADC0804

ช่อง	ระดับแรงดัน VT(volt)	เอาต์พุต ADC0804 MSB....LSB	Decimal Code (Level)	Hex Code
3 (VHF-L)	2.3	1000 0001	129	81
	2.4	1000 0010	130	82
	2.5	1000 0011	131	83
	2.6	1000 0100	132	84
5	1.25	0011 1110	62	3E
	1.4	0011 1111	63	3F
	1.6	0100 0000	64	40
	1.8	0100 0001	65	41
7	2.0	0110 0100	100	64
	2.1	0110 1001	101	65
	2.125	0110 1010	102	66
	2.2	0110 1011	103	67

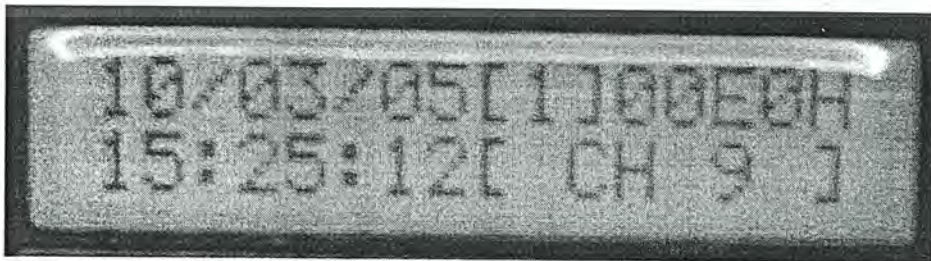
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ช่อง	ระดับแรงดัน VT(volt)	เอาต์พุต ADC0804 MSB....LSB	Decimal Code (Level)	Hex Code
9	2.8	1000 1100	140	8C
	2.9	1000 1101	141	8D
	3.0	1000 1110	142	8E
	3.1	1000 1111	143	8F
11	3.6	1011 1000	184	B8
	3.7	1011 1001	185	B9
	3.8	1011 1010	186	BA
	3.9	1011 1011	187	BB
itv	4.4	1110 0000	224	E0
	4.5	1110 0001	225	E1
	4.6	1110 0010	226	E2
	4.7	1110 0011	227	E3
3 (UHF)	5.5	11111111	255	FF
	5.6	11111111	255	FF
	5.7	11111111	255	FF
	5.8	11111111	255	FF

4.3 ผลการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์แสดงโดยการใช้ LCD

4.3.1 การทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์แสดงด้วย LCD มีลักษณะ

ดังนี้



รูปที่ 4.7 แสดงการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ความหมายของหมายเลขคั่งรูปที่ 4.7

หมายเลข 10 คือ DAY หมายถึง วันที่ 10

หมายเลข 03 คือ MONTH หมายถึง เดือนที่ 3(มีนาคม)

หมายเลข 05 คือ YEAR หมายถึง ปี 2005

หมายเลข [1] คือ U1 หมายถึง หน่วยความจำตัวที่ 1

หมายเลข 00E0H คือ ADDRESS หมายถึง ตำแหน่งของหน่วยความจำล่าสุดที่เก็บข้อมูล คือตำแหน่งที่ 00E0H

หมายเลข 15 คือ HOUR หมายถึง ชั่วโมง(15 นาฬิกา)

หมายเลข 25 คือ MIN หมายถึง นาที(25 นาที)

หมายเลข 12 คือ SEC หมายถึง วินาที(12 วินาที)

หมายเลข CH9 คือ DATA หมายถึง ช่องโทรทัศน์ที่ทำการเปิดอยู่ปัจจุบัน

สาเหตุที่ทำการออกแบบให้ LCD แสดงหน่วยความจำที่ทำการเก็บข้อมูลอยู่และตำแหน่งของหน่วยความจำที่ทำการเก็บข้อมูลล่าสุดเนื่องจากการทดลองจะได้ทราบได้ว่า ณ ตอนนี้ได้ทำการเก็บข้อมูลไปเท่าไรแล้วจะได้ทำการแก้ไข และ พัฒนาต่อไป

4.3.2 เมื่อทำการติดต่อกับคอมพิวเตอร์โดยทำการกดปุ่ม UP LOAD ของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ LCD มีลักษณะดังนี้



รูปที่ 4.8 แสดงการทำงานของเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์เมื่อทำการส่งข้อมูลไปยังคอมพิวเตอร์

4.4 ข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์และการประมวลผลข้อมูล

ข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ และการประมวลผลข้อมูลของการบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในวันที่ 10 มีนาคม 2548 เวลา 06:00:00 น. ถึง 12:00:00 น. และ ในวันที่ 11 มีนาคม 2548 เวลา 12:00:00 น. ถึง 18:00:00 น. แสดงได้ดังตารางที่ 4.4 และ ตารางที่ 4.5 และ เมื่อนำข้อมูลที่ได้ไปทำการประมวลผลด้วยโปรแกรม EXCEL จะได้กราฟต่าง ๆ ดังรูปกราฟที่ 4.9 ถึง รูปกราฟที่ 4.24 ซึ่งข้อมูลที่ประมวลผลเป็นกราฟแล้วนั้นแสดงให้เห็นว่าในแต่ละชั่วโมงหรือในแต่ละช่วงเวลาพฤติกรรมของคนที่ดูโทรทัศน์นั้นได้รับชมโทรทัศน์ช่องไหนมากกว่าและน้อยกว่ากัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 4.4 แสดงข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในวันที่ 10 มีนาคม 2548
เริ่มจากเวลา 06:00:00 – 12:00:00 น.

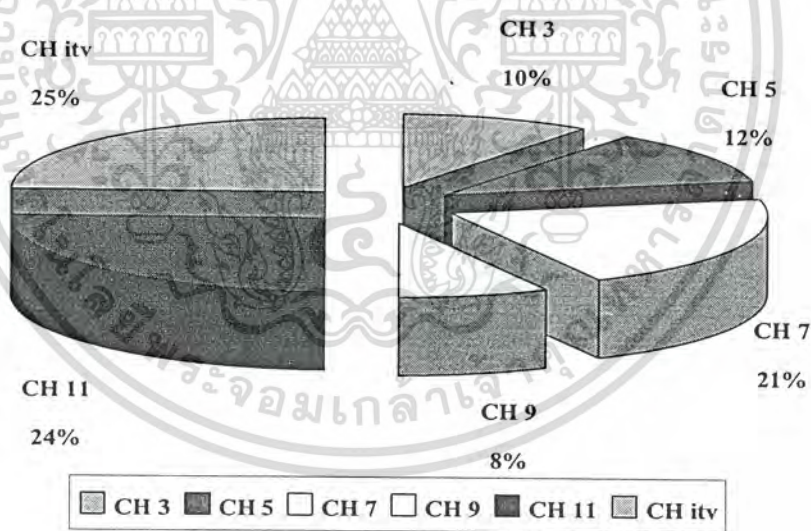
ข้อมูลการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ที่ได้จากการบันทึกวันที่ 10 มีนาคม 2548 ช่วงเช้า								
ผลรวมเวลาของแต่ละช่อง								
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
06:00:00	CH 3	00:00:59						
06:00:59	CH 5		00:01:49					
06:02:48	CH 7			00:07:24				
06:10:12	CH 3	00:04:48						
06:15:00	CH 5		00:05:10					
06:20:10	CH 7			00:05:15				
06:25:25	CH 9				00:04:35			
06:30:00	CH 11					00:15:10		
06:45:10	CH itv						00:14:50	
ช่วง 06:00-07:00		00:05:47	00:06:59	00:12:39	00:04:35	00:15:10	00:14:50	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
07:00:00	CH 3	00:12:01						
07:12:01	CH 5		00:13:29					
07:25:30	CH 7			00:05:10				
07:30:40	CH 9				00:15:10			
07:45:50	CH 11					00:04:31		
07:50:21	CH itv						00:08:49	
07:59:10	CH 7			00:00:50				
ช่วง 07:00-08:00		00:12:01	00:13:29	00:06:00	00:15:10	00:04:31	00:08:49	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
08:00:00	CH 9				00:12:55			
08:12:55	CH 3	00:02:40						
08:15:35	CH 5		00:08:23					
08:23:58	CH 3	00:01:28						
08:25:26	CH itv						00:06:51	
08:32:17	CH 5		00:03:24					
08:35:41	CH 7			00:00:21				

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ผลรวมเวลาของแต่ละช่อง								
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
08:36:02	CH 9				00:09:20			
08:45:22	CH itv						00:02:50	
08:48:12	CH 11					00:02:13		
08:50:25	CH itv						00:09:29	
08:59:54	CH 7			00:00:06				
ช่วง 08:00-09:00		00:04:08	00:11:47	00:00:27	00:22:15	00:02:13	00:19:10	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
09:00:00	CH 9				00:05:17			
09:05:17	CH 3	00:04:06						
09:09:23	CH 5		00:05:43					
09:15:06	CH 3	00:04:39						
09:19:45	CH itv						00:04:47	
09:24:32	CH 5		00:01:58					
09:26:30	CH 7			00:02:25				
09:28:55	CH 3	00:00:50						
09:29:45	CH 9				00:00:49			
09:30:34	CH itv						00:07:08	
09:37:42	CH 11					00:07:40		
09:45:22	CH itv						00:04:26	
09:49:48	CH 7			00:00:57				
09:50:45	CH 9				00:03:07			
09:53:52	CH 7			00:06:08				
ช่วง 09:00-10:00		00:09:35	00:07:41	00:09:30	00:09:13	00:07:40	00:16:21	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
10:00:00	CH 3	00:15:43						
10:15:43	CH 5		00:09:53					
10:25:36	CH 7			00:09:27				
10:35:03	CH 9				00:24:57			
ช่วง 10:00-11:00		00:15:43	00:09:53	00:09:27	00:24:57	0:00:00	0:00:00	01:00:00

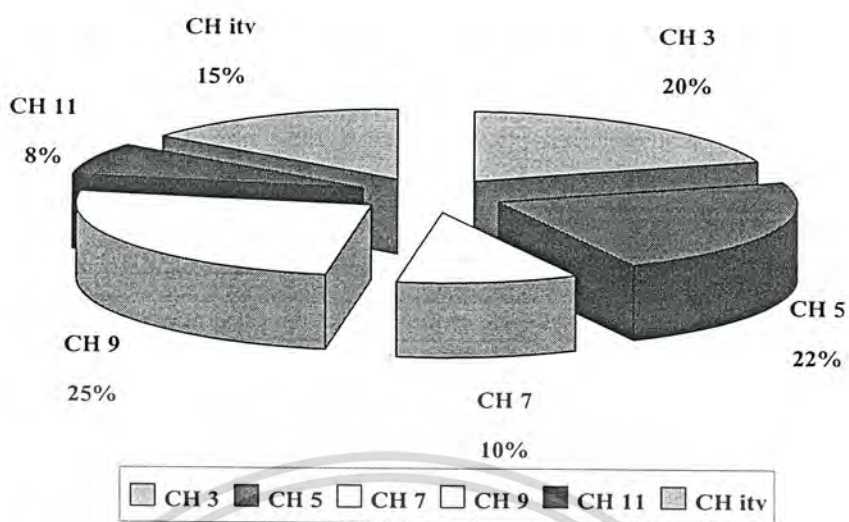
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ผลรวมเวลาของแต่ละช่อง								
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
11:00:00	CH itv						00:06:45	
11:06:45	CH 11					00:06:05		
11:12:50	CH itv						00:13:02	
11:25:52	CH 7			00:04:17				
11:30:09	CH 9				00:06:49			
11:36:58	CH 3	00:23:02						
12:00:00	CH 5							
ช่วง 11:00-12:00		00:23:02	0:00:00	00:04:17	00:06:49	00:06:05	00:19:47	01:00:00
รวมเวลาทั้งหมด		01:10:16	00:49:49	00:42:20	01:22:59	00:35:39	01:18:57	6:00:00

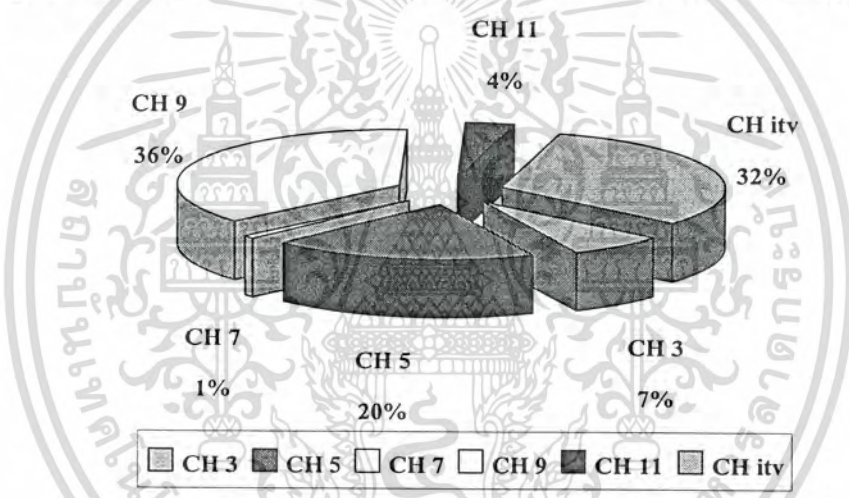


รูปที่ 4.9 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 06:00:00 – 07:00:00 น.

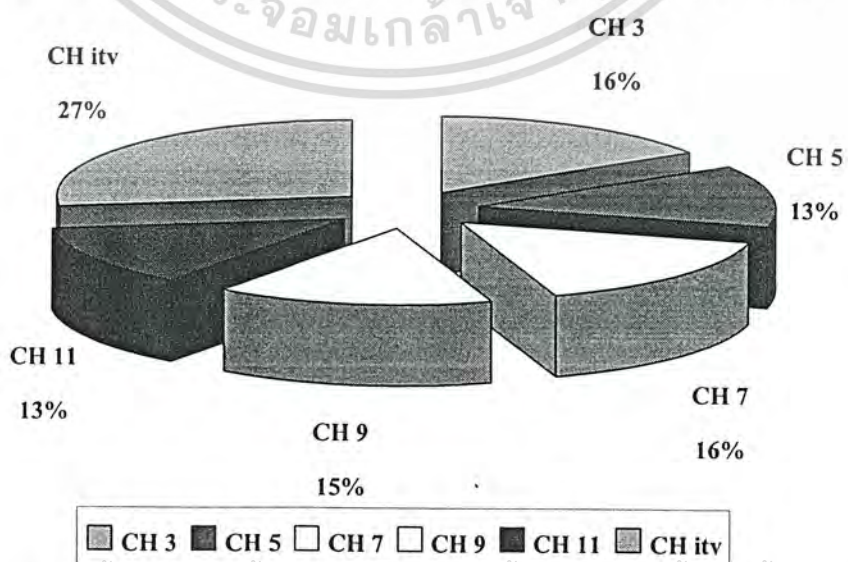
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



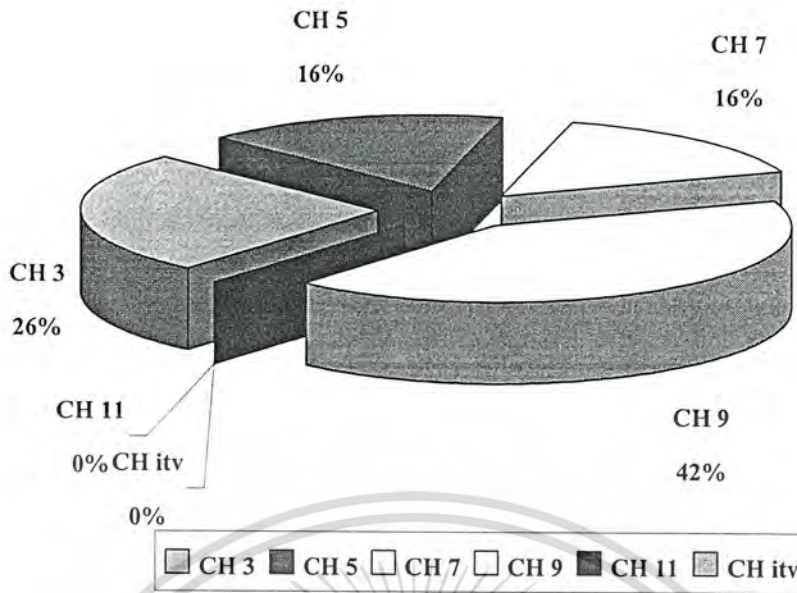
รูปที่ 4.10.กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 07:00:00 – 08:00:00 น.



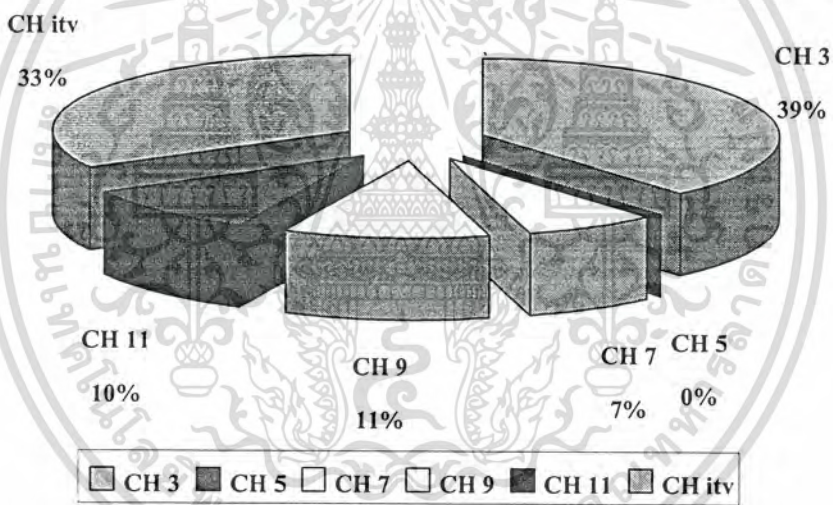
รูปที่ 4.11 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 08:00:00 – 09:00:00 น.



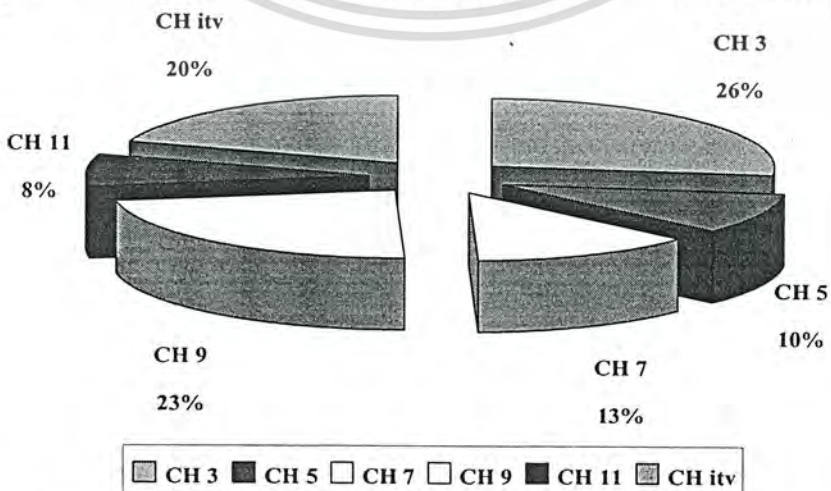
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 รูปที่ 4.12 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 09:00:00 – 10:00:00 น.
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น ออกกฎหมายให้เหตุผลเปลี่ยนแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.13 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 10:00:00 – 11:00:00 น.

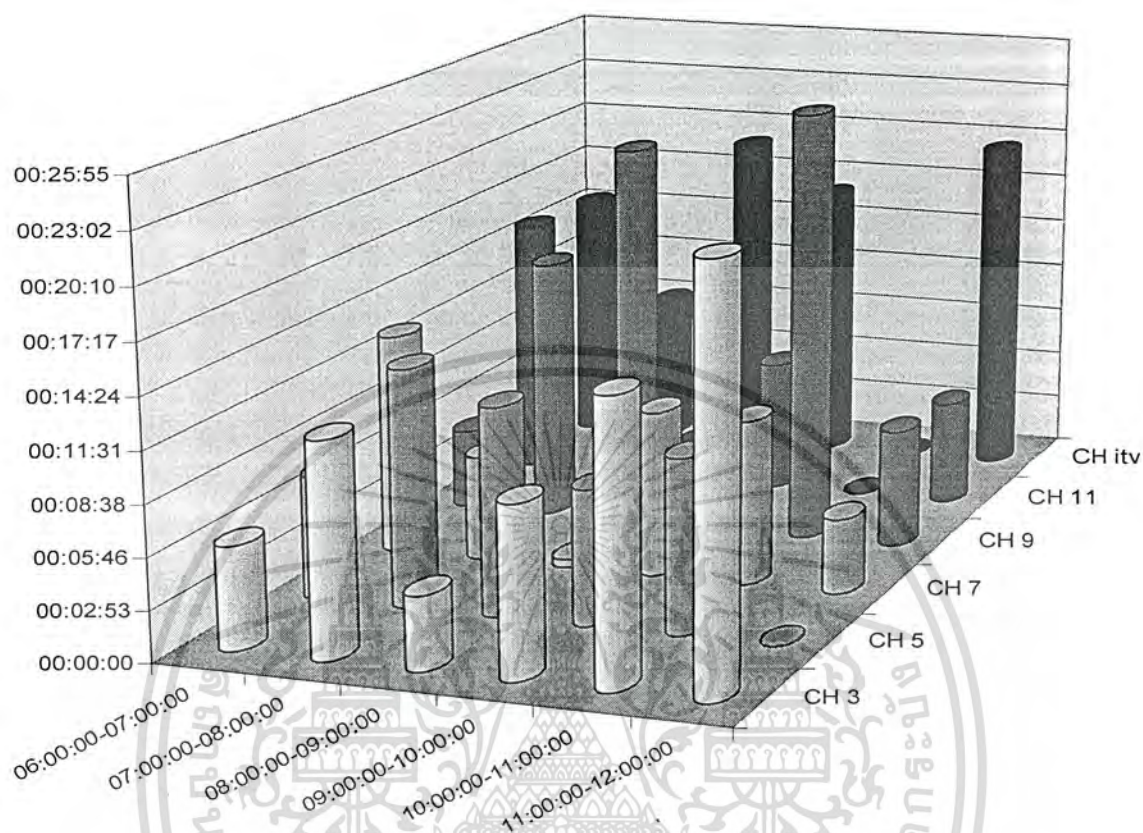


รูปที่ 4.14 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 11:00:00 – 12:00:00 น.



รูปที่ 4.15 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 06:00:00 – 12:00:00 น.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่จัดทำขึ้นเพื่อใช้ในการเรียนการสอนเท่านั้น ไม่สามารถนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.16.กราฟแท่งแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ตั้งแต่เวลา 06:00:00 – 12:00:00 น

จากข้อมูลที่ได้ในการบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในวันที่ 10 มีนาคม 2548 เริ่มจากเวลา 06:00:00 – 12:00:00 เมื่อนำมาทำการประมวลผล โดยการสร้างกราฟโดยการใช้โปรแกรม EXECL ในการสร้างกราฟ จะเห็นได้ชัดว่า ในช่วงเวลาใดบ้าง ที่มีการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในการรับชมข้อมูลข่าวสารจากสถานีโทรทัศน์ต่าง ๆ ซึ่งสามารถระบุอ้างอิงกับรายการที่ออกอากาศในแต่ละช่วงเวลาได้เลย ว่ามีการรับชมสื่อรายการโทรทัศน์นั้น ๆ อยู่ในช่วงเวลาใดบ้าง และ ในช่วงเวลาใดที่มีการรับชมสื่อรายการโทรทัศน์มากที่สุด และอีกข้อมูลหนึ่งที่ทำการศึกษาโดยใช้เครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์เป็นข้อมูลในวันที่ 11 มีนาคม 2548 ช่วงเวลา 12:00:00น. ถึง 18:00:00 น. ข้อมูลที่ได้แสดงได้ดังตารางที่ 4.5

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 4.5 แสดงข้อมูลที่ได้จากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในวันที่ 11 มีนาคม 2548
ตั้งแต่เวลา 12:00:00 – 18:00:00 น.

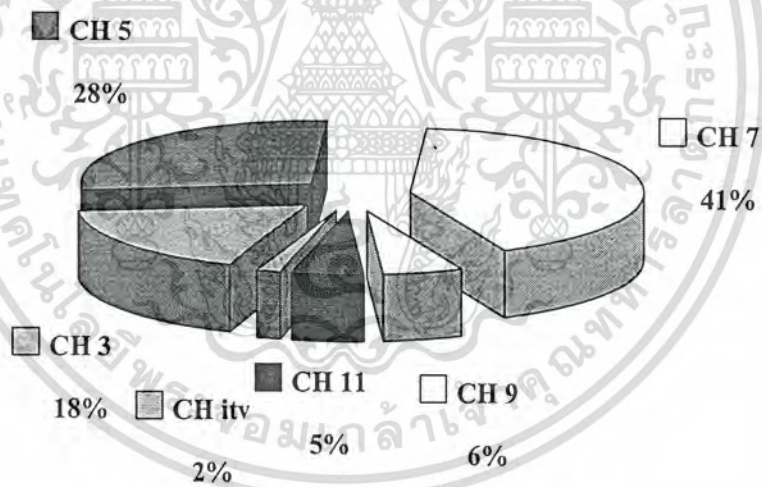
ข้อมูลการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ที่ได้จากการบันทึกวันที่ 11 มีนาคม 2548 ช่วงบ่าย								
ผลรวมเวลาของแต่ละช่อง								
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
12:00:00	CH 5		00:05:45					
12:05:45	CH 3	00:04:50						
12:10:35	CH 7			00:25:17				
12:35:52	CH 3	00:03:13						
12:39:05	CH 5		00:10:51					
12:49:56	CH 11					00:02:58		
12:52:54	CH 9				00:03:28			
12:56:22	CH 3	00:02:39						
12:59:01	CH itv						00:00:59	
ช่วง 12:00-13:00		00:10:42	00:16:36	00:25:17	00:03:28	00:02:58	00:00:59	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
13:00:00	CH 5		00:01:45					
13:01:45	CH 3	00:03:27						
13:05:12	CH itv						00:06:20	
13:11:32	CH 11					00:10:52		
13:22:24	CH 7			00:07:45				
13:30:09	CH 9				00:12:49			
13:42:58	CH 7			00:12:17				
13:55:15	CH itv						00:02:52	
13:58:07	CH 3	00:01:53						
ช่วง 13:00-14:00		00:05:20	00:01:45	00:20:02	00:12:49	00:10:52	00:09:12	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
14:00:00	CH itv						00:10:06	
14:10:06	CH 3	00:06:46						
14:16:52	CH 5		00:02:21					
14:19:13	CH 3	00:03:22						
14:22:35	CH 7			00:13:18				

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ผลรวมเวลาของแต่ละช่อง								
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
14:35:53	CH itv						00:00:53	
14:36:46	CH 5		00:03:27					
14:40:13	CH 7			00:05:31				
14:45:44	CH 11					00:07:20		
14:53:04	CH itv						00:04:27	
14:57:31	CH 11					00:00:57		
14:58:28	CH 9				00:00:37			
14:59:05	CH 7			00:00:55				
ช่วง 14:00-15:00		00:10:08	00:05:48	00:19:44	00:00:37	00:08:17	00:15:26	01:00:00
15:00:00	CH itv						00:06:01	
15:06:01	CH 3	00:01:22						
15:07:23	CH itv						00:05:58	
15:13:21	CH 5		00:01:52					
15:15:13	CH 7			00:05:50				
15:21:03	CH itv						00:10:39	
15:31:42	CH 9				00:00:44			
15:32:26	CH 5		00:03:03					
15:35:29	CH 11					00:03:47		
15:39:16	CH 7			00:04:24				
15:43:40	CH itv						00:03:15	
15:46:55	CH 9				00:08:41			
15:55:36	CH 3	00:04:24						
ช่วง 15:00-16:00		00:05:46	00:04:55	00:10:14	00:09:25	00:03:47	00:25:53	01:00:00
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
16:00:00	CH 3	00:05:03						
16:05:03	CH itv						00:40:33	
16:45:36	CH 7			00:10:07				
16:55:43	CH 9				00:04:17			
ช่วง 16:00-17:00		00:05:03	00:00:00	00:10:07	00:04:17	00:00:00	00:40:33	01:00:00

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

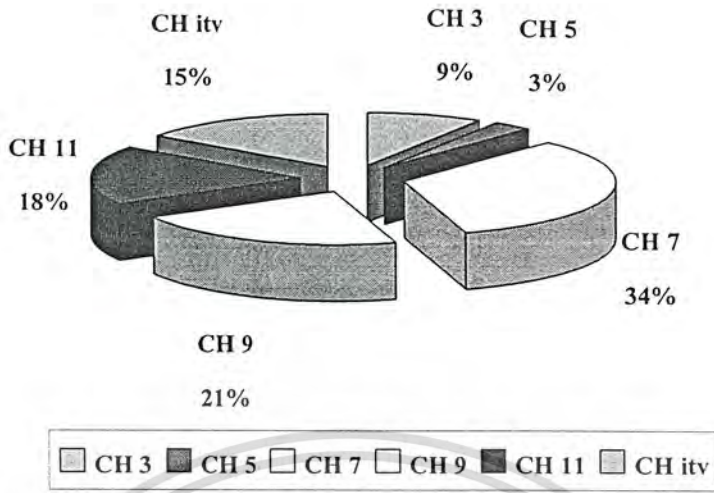
ผลรวมเวลาของแต่ละช่อง								
เวลา	ช่อง	CH 3	CH 5	CH 7	CH 9	CH 11	CH itv	รวม(ชม.)
17:00:00	CH itv						00:13:25	
17:13:25	CH 11					00:03:20		
17:16:45	CH 5		00:09:37					
17:26:22	CH itv						00:03:59	
17:30:21	CH 7			00:05:42				
17:36:03	CH 3	00:06:06						
17:42:09	CH 9				00:06:47			
17:48:56	CH 11					00:11:04		
18:00:00	CH 5		0:00:00					
ช่วง 17:00-18:00		00:06:06	0:09:37	00:05:42	00:06:47	00:14:24	00:17:24	01:00:00
รวมเวลาทั้งหมด		00:43:05	00:38:41	01:31:06	00:37:23	00:40:18	01:49:27	6:00:00



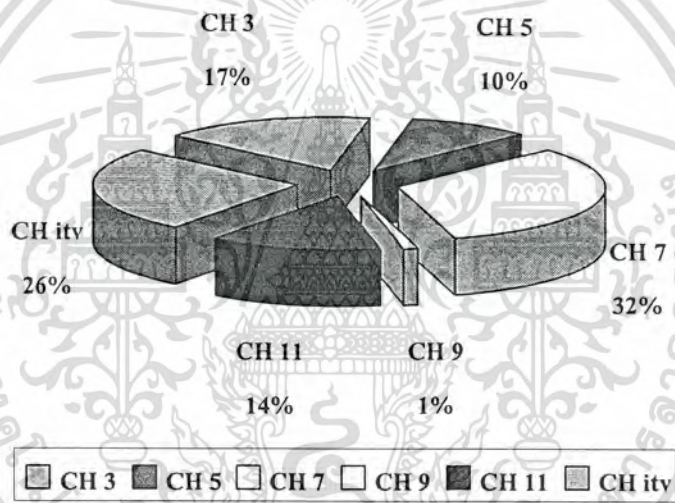
CH 3 CH 5 CH 7 CH 9 CH 11 CH itv

รูปที่ 4.17 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 12:00:00-13:00:00 น.

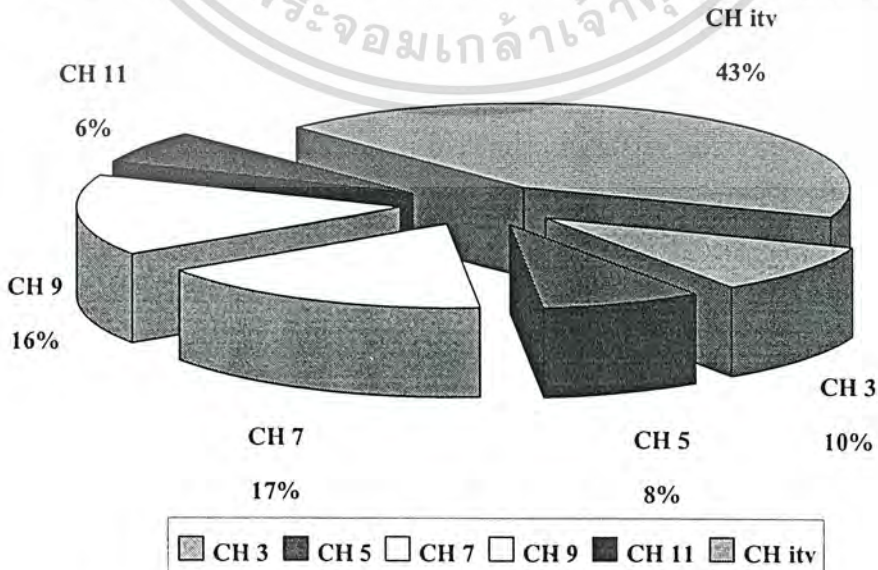
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



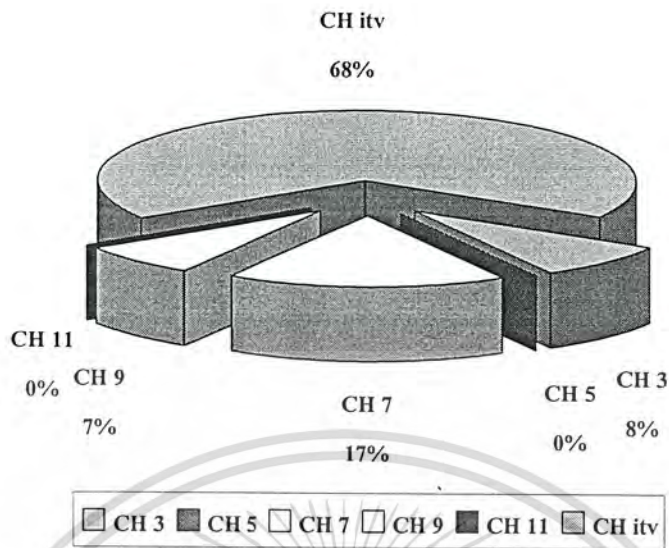
รูปที่ 4.18 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 13:00:00-14:00:00 น.



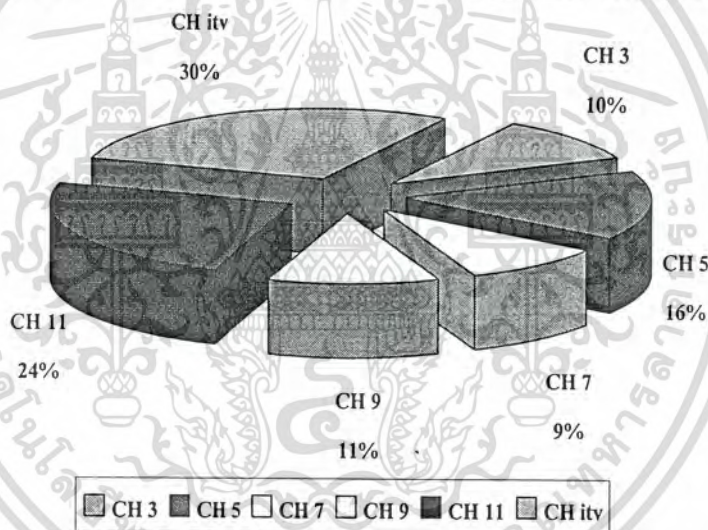
รูปที่ 4.19 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 14:00:00-15:00:00 น.



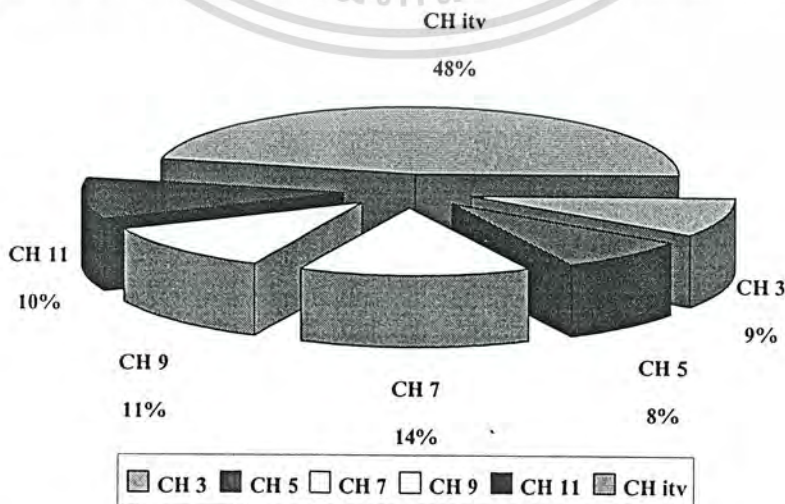
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
รูปที่ 4.20 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ในเวลา 15:00:00-16:00:00 น.
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



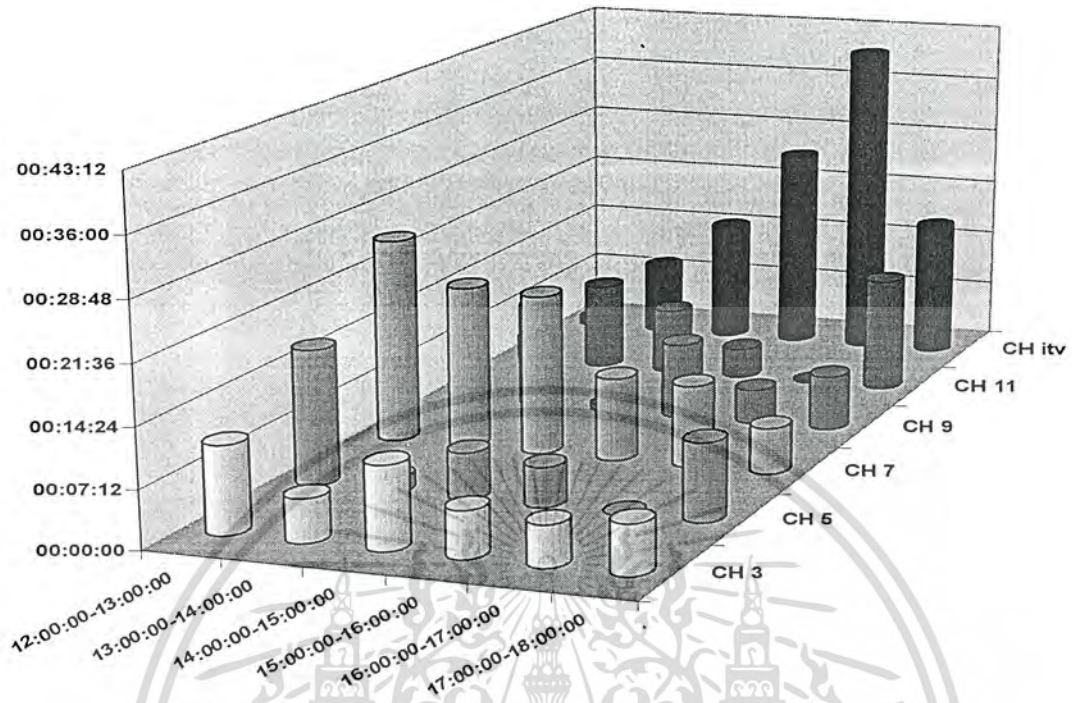
รูปที่ 4.21 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรศัพท์มือถือในเวลา 16:00:00-17:00:00 น.



รูปที่ 4.22 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรศัพท์มือถือในเวลา 17:00:00-18:00:00 น.



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 รูปที่ 4.23 กราฟแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรศัพท์มือถือ 6 ชั่วโมงตั้งแต่ 12:00:00-18:00:00 น
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.24 กราฟแท่งแสดงการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ตั้งแต่เวลา 12:00:00 – 18:00:00 น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 5 บทวิจารณ์และบทสรุป

5.1 สรุปผลและวิจารณ์การทดลอง

จากการทดลองใช้งานเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ โดยทำการตั้งสัญญาณจากขา VT ของภาคจูนเนอร์ในเครื่องรับโทรทัศน์เข้าเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ผลการทดลองปรากฏแสดงโดย LCD ในรูปที่ 4.7 เมื่อทำการปรับเปลี่ยนช่องสัญญาณโดยทำการกดปุ่มที่รีโมทคอนโทรล หรือ ที่ปุ่มกดเปลี่ยนช่องที่เครื่องรับโทรทัศน์ ผลที่ได้จะเป็นหมายเลขของช่องโทรทัศน์ที่เปลี่ยน จะแสดงที่จอ LCD พร้อมกับตำแหน่งของหน่วยความจำที่ทำการเก็บค่า นอกจากนี้ที่จอ LCD ยังแสดงชิปไอซี EEPROM ตัวที่ทำการเก็บข้อมูลอยู่ ซึ่งเมื่อมันทำการเก็บข้อมูลจนเต็มคือที่ตำแหน่ง FFFFH โปรแกรม จะทำการเปลี่ยนตัวชิปไอซีเป็นตัวถัดไป ซึ่งพิจารณาได้จากตารางที่ 3.2 แสดงการเลือก EEPROM ในการเก็บข้อมูล ซึ่งเราสามารถใช้งานไอซีได้มากที่สุด คือ 8ตัว ในการต่อเข้ากับขาคอนโทรลเลอร์ 2 ขา และ จากการคำนวณการเก็บข้อมูลเราสามารถเก็บข้อมูลได้มากที่สุด 9,362 ชุดข้อมูล ต่อชิปไอซีหนึ่งตัว ข้อมูลที่ได้ 9,362 ชุดข้อมูล นี้จากกล่าวได้ว่าเป็นการปรับเปลี่ยนช่องสัญญาณไปถึง 9,362 ครั้ง แต่ละหนึ่งชุดข้อมูลจะมีการใช้พื้นที่เก็บข้อมูลในหน่วยความจำอยู่ 7 ไบต์

เมื่อทำการส่งข้อมูล หรือทำการ UP LOAD ข้อมูลจากเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ผ่านพอร์ตอนุกรมRS232 ไปยังคอมพิวเตอร์ ในโครงการนี้เราจะทำการรับข้อมูลโดยการใช้โปรแกรมที่มีอยู่ในเครื่อง คือ โปรแกรม HYPER TERMINAL ในการรองรับข้อมูลแล้วทำการนำข้อมูลที่ได้ออกไปทำการจัดสรรข้อมูลด้วยโปรแกรม EXCEL ผลที่ได้จากการทดลอง เครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ในการเก็บข้อมูลในวันที่ 10 มีนาคม 2548 ตั้งแต่เวลา 06:00:00 น. – 12:00:00 น. และ วันที่ 11 มีนาคม 2548 ตั้งแต่เวลา 12:00:00 น. – 18:00:00 น. เมื่อนำไปทำการจัดสรรแล้วได้ผลดังกราฟต่าง ๆ ที่แสดงในรูปที่ 4.9 ถึงรูปที่ 4.24

ในการทำโครงการเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ ส่วนที่ต้องทำการปรับปรุงของโครงการมีดังนี้

5.1.1 ส่วนของวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิตอล

เนื่องจากที่วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิตอลในโครงการนี้ใช้ ไอซี ADC0804 นั้น มีค่าผิดพลาดอยู่ $\pm 0.5\%$ ซึ่งทำให้หนึ่งช่องสัญญาณที่ ADC 0804 ทำการแปลงค่าจะเกิดค่าที่เปลี่ยนแปลงหลายค่า ดังตารางที่ 4.2 ซึ่งในกรณีดังกล่าวนี้เราได้ทำการปรับปรุงให้ได้ค่าที่แน่นอนที่สุดโดยทำการเพิ่มส่วนของแรงดันอ้างอิงที่ ขา 19 ของไอซี ADC0804 ให้ได้ค่าแรงดัน 2.56 โวลต์ และจากการทดลองหาความสัมพันธ์ของแรงดันจูนนิ่งที่ ขา VT กับความถี่ในหัวข้อ 4.1.2 จะพบว่าแรงดันเปลี่ยนแปลงตามความถี่ในแต่ละย่านความถี่เป็นเชิงเส้นดังรูปที่ 4.5 ซึ่งจากการทดลองวัดแรงดันจูนนิ่งที่ขา VT ในตารางที่ 4.1 จะพบว่าช่องสัญญาณโทรทัศน์ที่แพร่ภาพนั้นจะมีแรงดันมากที่สุดคือ 5.5 - 5.7 โวลต์ ของช่อง 3 ย่าน

UHF โดยในการทำโครงการนี้ได้ใช้ไอซี ADC 0804 ซึ่งสามารถรับระดับแรงดันได้มากที่สุดคือ 5 โวลต์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้ไปเผยแพร่โดยไม่ขออนุญาต
เพราะฉะนั้นค่าที่ได้จึงเป็น 1111111BCD หรือ 255D หรือ FFH อาจกล่าวได้ว่าหากมีช่องสัญญาณที่ไม่วาร์กณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ทำการแพร่มากกว่า 5 โวลต์ มากกว่าหนึ่งช่องสัญญาณจะต้องทำการเปลี่ยนไอซีแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัลจากไอซีเบอร์ ADC0804 เป็นเบอร์อื่น

5.1.2 ส่วนของโปรแกรมไมโครคอนโทรลเลอร์

เนื่องจากการทดลองเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์นั้นยังต้องทำการปรับปรุงดังนี้

5.1.2.1 การเลือกช่องสัญญาณโทรทัศน์

นอกจากช่องสัญญาณโทรทัศน์ที่ต้องการคือ ช่อง 3 ,ช่อง 5 , ช่อง7 , ช่อง9 , ช่อง11 , และ ช่อง itv ยังมีช่องสัญญาณที่เราไม่ต้องการอีกคือ ช่องที่ไม่มีสัญญาณภาพใด ๆ ในการใช้งานโทรทัศน์จริงพฤติกรรมของผู้ชม ในการกดเปลี่ยนช่องสัญญาณ ยังต้องทำการปรับเปลี่ยนมายังช่องที่ไม่มีสัญญาณอยู่บ้าง ซึ่งการทำงานของโปรแกรมจะไม่ทำการเก็บข้อมูลของช่องนี้จึงหมายความว่าเวลาจะถูกรวมเข้ากับเวลาของช่องสัญญาณที่เก็บไว้ก่อนหน้านี้ ซึ่งต้องไปทำการปรับปรุงในส่วนนี้ต่อไปอีก

5.1.2.2 การปิด – เปิดเครื่องรับโทรทัศน์

จากการทดลองเราใช้แหล่งจ่ายคนละส่วนกับโทรทัศน์และการปิดเครื่องรับโทรทัศน์จะมีผลต่อวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล

5.1.2.2.1 จากการทดลอง เราใช้แหล่งจ่ายไฟคนละส่วนกับเครื่องรับโทรทัศน์ จึงทำให้เมื่อทำการปิดเครื่องรับโทรทัศน์จะส่งผลให้ วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัลเคล็ดค่าตัวมันเองทำให้วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นดิจิทัลทำการนับบิตเริ่มจาก 11111111 จนถึง 00000000 โปรแกรมจึงทำการเก็บค่าต่าง ๆ ไว้ด้วยโดยเรียงจาก ช่อง 3 UHF ช่อง itv , ช่อง 11 , ช่อง9 , ช่อง 7 , ช่อง5 , และ ช่อง 3 VFH - L ตามลำดับ จึงต้องทำการแก้ไขในส่วนนี้ต่อไป

5.1.2.2.2 จากการทดลองเราใช้แหล่งจ่ายไฟคนละส่วนกับเครื่องรับโทรทัศน์ เมื่อทำการปิดหรือเปิดเครื่องรับโทรทัศน์โปรแกรมไม่สามารถรู้ได้ว่าเปิดหรือปิด จึงต้องมีการพัฒนาโปรแกรมเพื่อทำการแก้ไขในส่วนนี้ต่อไป

5.1.3 สรุปการทดลองเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์

จากการนำเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ไปใช้งานจริง พอสรุปได้ว่าการทำงานของเครื่องสามารถใช้งานได้ในระดับหนึ่ง ซึ่งข้อมูลที่ได้นั้นสามารถนำไปประมวลผลได้ข้อมูลที่ถูกต้องพอสมควร

5.1 แนวทางในการพัฒนาต่อ

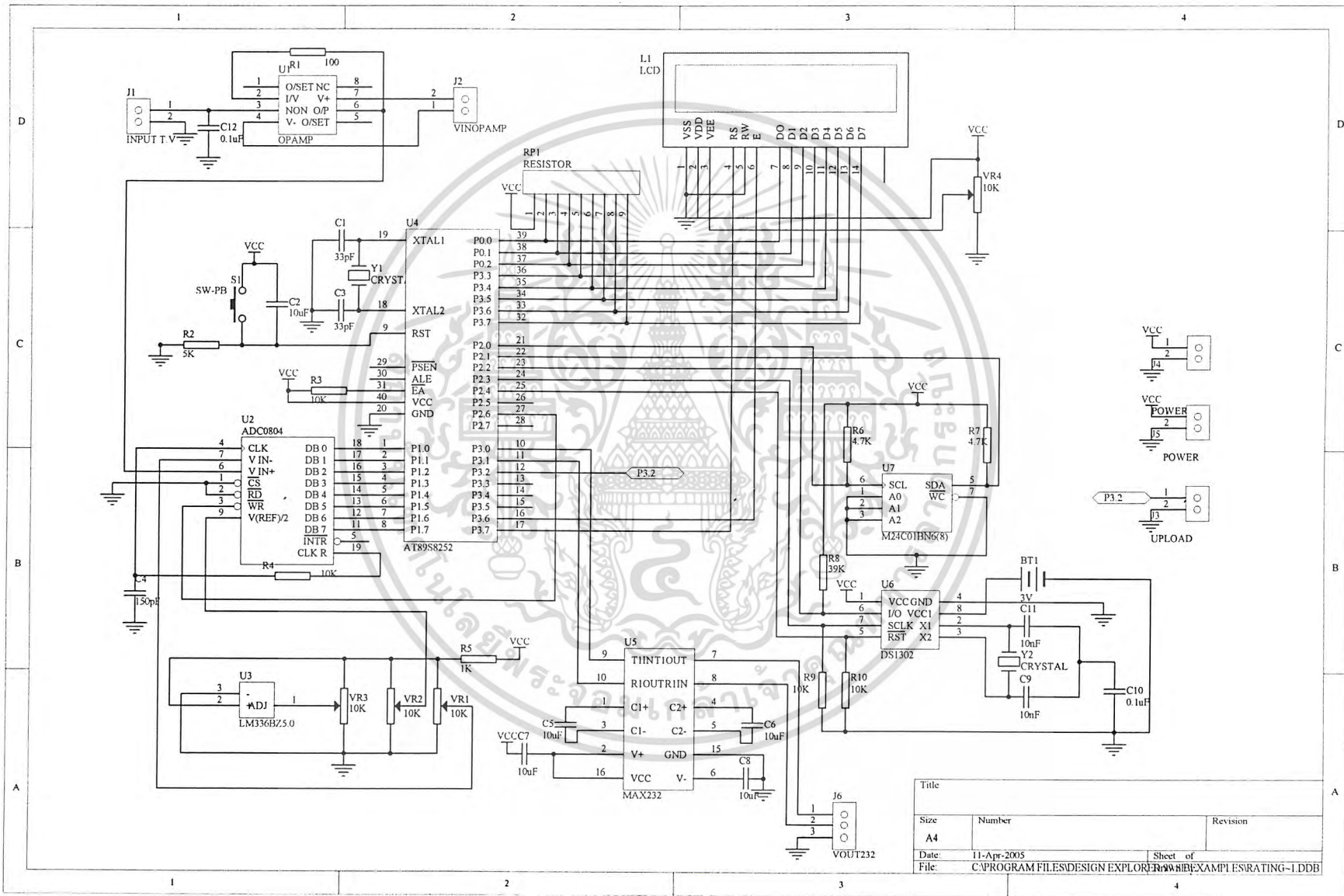
เมื่อเราได้ทำการปรับปรุงเครื่องบันทึกการใช้งานเครื่องรับโทรทัศน์ เสร็จสมบูรณ์แล้วเราสามารถที่จะนำไปใช้งานจริงได้ และ สามารถสร้างหลาย ๆ เครื่องเพื่อเก็บข้อมูลเครื่องรับโทรทัศน์หลาย ๆ เครื่องเพื่อนำข้อมูลหลายเครื่องมาทำการประมวลผลข้อมูลเป็นข้อมูลที่หลากหลายมากขึ้น ซึ่งจะทำให้เราทราบได้ว่าสื่อรายการโทรทัศน์ที่ได้รับความนิยมเป็นไปในแนวทางใดบ้าง

แนวทางในการพัฒนาต่ออาจจะต้องมีการเขียนโปรแกรมรองรับข้อมูลและจัดสรรข้อมูลในคราวเดียวเลย โดยไม่ต้องทำการพึ่งพาโปรแกรมอื่น ซึ่งจะช่วยประหยัดเวลาในการจัดสรรข้อมูลและได้ผลของข้อมูลที่ต้องการได้รวดเร็วมมากขึ้น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



Title		
Size	Number	Revision
A4		
Date:	11-Apr-2005	Sheet of
File:	C:\PROGRAM FILES\DESIGN EXPLORER\RAW\BEXAMP1\ESRATING-1.DDB	



MICROCHIP

24AA515/24LC515/24FC515

512K Bit I²C™ CMOS Serial EEPROM

Device Selection Table

Part Number	Vcc Range	Max Clock Frequency	Temp Ranges
24AA515	1.8-5.5V	400 kHz†	I
24LC515	2.5-5.5V	400 kHz	I
24FC515	2.5-5.5V	1 MHz	I

†100 kHz for Vcc < 2.5V.

Features

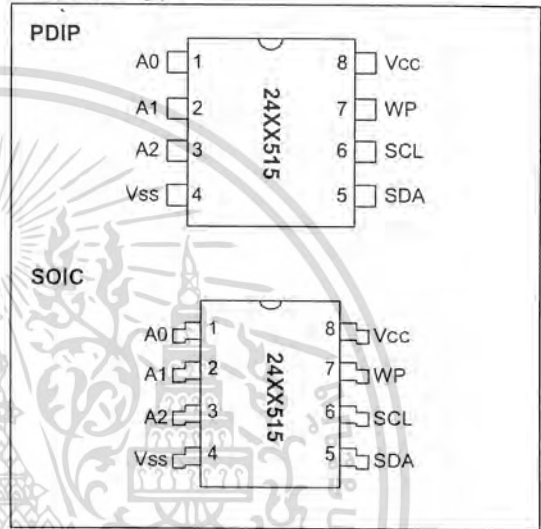
- Low power CMOS technology
 - Maximum write current 3 mA at 5.5V
 - Maximum read current 400 µA at 5.5V
 - Standby current 100 nA typical at 5.5V
- 2-wire serial interface bus, I²C™ compatible
- Cascadable for up to four devices
- Self-timed ERASE/WRITE cycle
- 64-byte page-write mode available
- 5 ms max write-cycle time
- Hardware write protect for entire array
- Output slope control to eliminate ground bounce
- Schmitt trigger inputs for noise suppression
- 100,000 erase/write cycles
- Electrostatic discharge protection > 4000V
- Data retention > 200 years
- 8-pin PDIP, SOIC packages
- Temperature ranges:
 - Industrial (I): -40°C to +85°C

Description

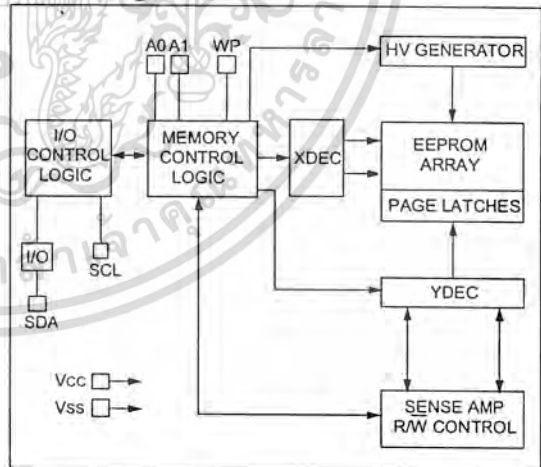
The Microchip Technology Inc. 24AA515/24LC515/24FC515 (24XX515*) is a 64K x 8 (512K bit) Serial Electrically Erasable PROM, capable of operation across a broad voltage range (1.8V to 5.5V). It has been developed for advanced, low power applications such as personal communications or data acquisition. This device has both byte-write and page-write capability of up to 64 bytes of data. This device is capable of both random and sequential reads. Reads may be sequential within address boundaries 0000h to 7FFFh & 8000h to FFFFh. Functional address lines allow up to four devices on the same data bus. This allows for up to 2 Mbits total system EEPROM memory. This device is available in the standard 8-pin plastic DIP and SOIC packages.

*24XX515 is used in this document as a generic part number for the 24AA515/24LC515/24FC515 devices.

Package Type



Block Diagram



24AA515/24LC515/24FC515

1.0 ELECTRICAL CHARACTERISTICS

Absolute Maximum Ratings†

V _{CC}	6.5V
All inputs and outputs w.r.t. V _{SS}	-0.6V to V _{CC} +1.0V
Storage temperature	-65°C to +150°C
Ambient temp. with power applied	-65°C to +125°C
Soldering temperature of leads (10 seconds)	+300°C
ESD protection on all pins	≥ 4 kV

† NOTICE: Stresses above those listed under "Maximum Ratings" may cause permanent damage to the device. This is a stress rating only and functional operation of the device at those or any other conditions above those indicated in the operational listings of this specification is not implied. Exposure to maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

1.1 DC Characteristics

DC CHARACTERISTICS			Industrial (I): V _{CC} = +1.8V to 5.5V T _{AMB} = -40°C to +85°C			
Param. No.	Sym	Characteristic	Min	Max	Units	Conditions
D1		A0, A1, SCL, SDA, and WP pins:				
D2	V _{IH}	High level input voltage	0.7 V _{CC}	—	V	V _{CC} ≥ 2.5V
D3	V _{IL}	Low level input voltage	—	0.3 V _{CC} 0.2 V _{CC}	V	V _{CC} ≥ 2.5V V _{CC} < 2.5V
D4	V _{HYS}	Hysteresis of Schmitt Trigger inputs (SDA, SCL pins)	0.05 V _{CC}	—	V	V _{CC} ≥ 2.5V (Note)
D5	V _{OL}	Low level output voltage	—	0.40	V	I _{OL} = 3.0 mA @ V _{CC} = 4.5V I _{OL} = 2.1 mA @ V _{CC} = 2.5V
D6	I _{LI}	Input leakage current	-10	10	μA	V _{IN} = V _{SS} or V _{CC} , WP = V _{SS} V _{IN} = V _{SS} or V _{CC} , WP = V _{CC}
D7	I _{LO}	Output leakage current	-10	10	μA	V _{OUT} = V _{SS} or V _{CC}
D8	C _{IN} , C _{OUT}	Pin capacitance (all inputs/outputs)	—	10	pF	V _{CC} = 5.0V (Note) T _{AMB} = 25°C, f _c = 1 MHz
D9	I _{CC} Read I _{CC} Write	Operating current	—	500 3	μA mA	V _{CC} = 5.5V, SCL = 400 kHz V _{CC} = 5.5V
D10	I _{CCS}	Standby current	—	5	μA	SCL = SDA = V _{CC} = 5.5V A0, A1, WP = V _{SS} , A2 = V _{CC}

Note: This parameter is periodically sampled and not 100% tested.

24AA515/24LC515/24FC515

1.2 AC Characteristics

AC CHARACTERISTICS			Industrial (I): Vcc = +1.8V to 5.5V TAMB = -40°C to +85°C			
Param. No.	Sym	Characteristic	Min.	Max.	Units	Conditions
1	FCLK	Clock frequency	— — —	100 400 1000	kHz	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
2	THIGH	Clock high time	4000 600 500	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
3	TLOW	Clock low time	4700 1300 500	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
4	TR	SDA and SCL rise time (Note 1)	— — —	1000 300 300	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
5	TF	SDA and SCL fall time (Note 1)	— — —	300 100 —	ns	All except, 24FC515 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
6	THD:STA	START condition hold time	4000 600 250	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
7	TSU:STA	START condition setup time	4700 600 250	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
8	THD:DAT	Data input hold time	0	—	ns	(Note 2)
9	TSU:DAT	Data input setup time	250 100 100	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
10	TSU:STO	STOP condition setup time	4000 600 250	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
11	TSU:WP	WP setup time	4000 600 600	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
12	THD:WP	WP hold time	4700 1300 1300	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
13	TAA	Output valid from clock (Note 2)	— — —	3500 900 400	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
14	TBUF	Bus free time: Time the bus must be free before a new transmission can start	4700 1300 500	— — —	ns	1.8V ≤ Vcc ≤ 2.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V 2.5V ≤ Vcc ≤ 5.5V (24FC515 only)
15	TOF	Output fall time from VIH minimum to VIL maximum Cb ≤ 100 pF	10 + 0.1Cb	250 250	ns	All except, 24FC515 (Note 1) 24FC515 (Note 1)
16	TSP	Input filter spike suppression (SDA and SCL pins)	—	50	ns	All except, 24FC515 (Notes 1 and 3)
17	TWC	Write cycle time (byte or page)	—	5	ms	
18		Endurance	100 k	—	cycles	25°C, Vcc = 5.0V, Block Mode (Note 4)

Note 1: Not 100% tested. Cb = total capacitance of one bus line in pF.

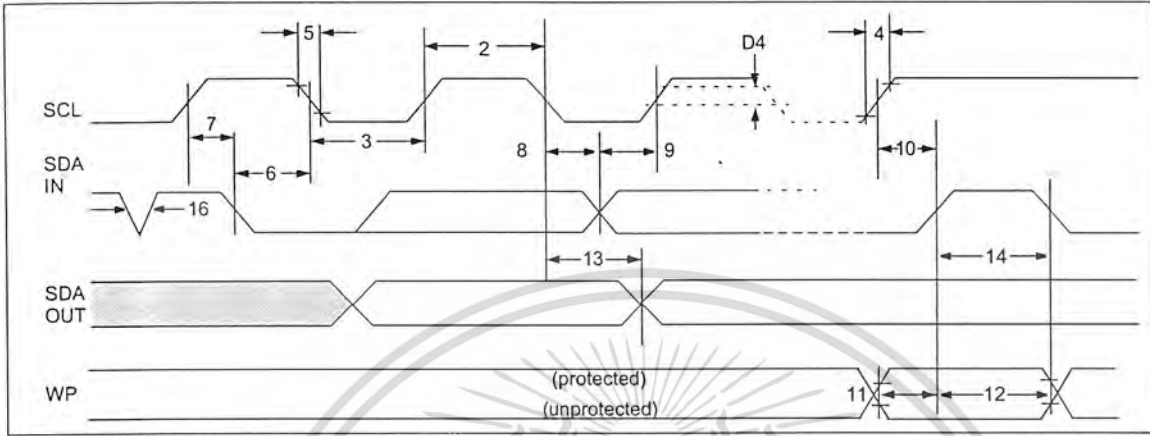
Note 2: As a transmitter, the device must provide an internal minimum delay time to bridge the undefined region (minimum 300 ns) of the falling edge of SCL to avoid unintended generation of START or STOP conditions.

Note 3: The combined TSP and VHYS specifications are due to new Schmitt trigger inputs which provide improved noise spike suppression. This eliminates the need for a TI specification for standard operation.

Note 4: This parameter is not tested but established by characterization. For endurance estimates in a specific application, please consult the Total Endurance Model which can be obtained on Microchip's website @www.microchip.com.

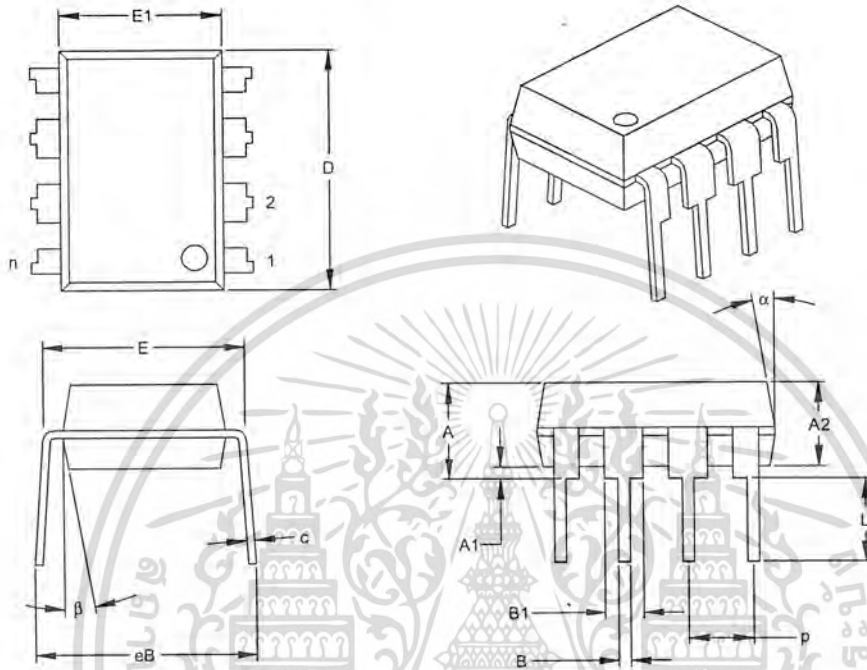
24AA515/24LC515/24FC515

FIGURE 1-1: BUS TIMING DATA



24AA515/24LC515/24FC515

8-Lead Plastic Dual In-line (P) – 300 mil (PDIP)



Dimension Limits	Units	INCHES*			MILLIMETERS		
		MIN	NOM	MAX	MIN	NOM	MAX
Number of Pins	n		8			8	
Pitch	p		.100			2.54	
Top to Seating Plane	A	.140	.155	.170	3.56	3.94	4.32
Molded Package Thickness	A2	.115	.130	.145	2.92	3.30	3.68
Base to Seating Plane	A1	.015			0.38		
Shoulder to Shoulder Width	E	.300	.313	.325	7.62	7.94	8.26
Molded Package Width	E1	.240	.250	.260	6.10	6.35	6.60
Overall Length	D	.360	.373	.385	9.14	9.46	9.78
Tip to Seating Plane	L	.125	.130	.135	3.18	3.30	3.43
Lead Thickness	c	.008	.012	.015	0.20	0.29	0.38
Upper Lead Width	B1	.045	.058	.070	1.14	1.46	1.78
Lower Lead Width	B	.014	.018	.022	0.36	0.46	0.56
Overall Row Spacing	§ eB	.310	.370	.430	7.87	9.40	10.92
Mold Draft Angle Top	α	5	10	15	5	10	15
Mold Draft Angle Bottom	β	5	10	15	5	10	15

* Controlling Parameter
 § Significant Characteristic

Notes:
 Dimensions D and E1 do not include mold flash or protrusions. Mold flash or protrusions shall not exceed .010" (0.254mm) per side.
 JEDEC Equivalent: MS-001
 Drawing No. C04-018

ADC0801/ADC0802/ADC0803/ADC0804/ADC0805 8-Bit μ P Compatible A/D Converters

General Description

The ADC0801, ADC0802, ADC0803, ADC0804 and ADC0805 are CMOS 8-bit successive approximation A/D converters that use a differential potentiometric ladder—similar to the 256R products. These converters are designed to allow operation with the NSC800 and INS8080A derivative control bus with TRI-STATE® output latches directly driving the data bus. These A/Ds appear like memory locations or I/O ports to the microprocessor and no interfacing logic is needed.

Differential analog voltage inputs allow increasing the common-mode rejection and offsetting the analog zero input voltage value. In addition, the voltage reference input can be adjusted to allow encoding any smaller analog voltage span to the full 8 bits of resolution.

Features

- Compatible with 8080 μ P derivatives—no interfacing logic needed - access time - 135 ns
- Easy interface to all microprocessors, or operates "stand alone"

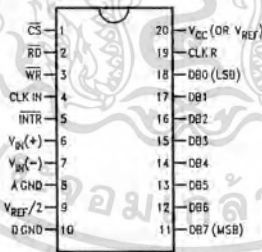
- Differential analog voltage inputs
- Logic inputs and outputs meet both MOS and TTL voltage level specifications
- Works with 2.5V (LM336) voltage reference
- On-chip clock generator
- 0V to 5V analog input voltage range with single 5V supply
- No zero adjust required
- 0.3" standard width 20-pin DIP package
- 20-pin molded chip carrier or small outline package
- Operates ratiometrically or with 5 V_{DC} , 2.5 V_{DC} , or analog span adjusted voltage reference

Key Specifications

- Resolution 8 bits
- Total error $\pm 1/4$ LSB, $\pm 1/2$ LSB and ± 1 LSB
- Conversion time 100 μ s

Connection Diagram

ADC080X
Dual-In-Line and Small Outline (SO) Packages



See Ordering Information

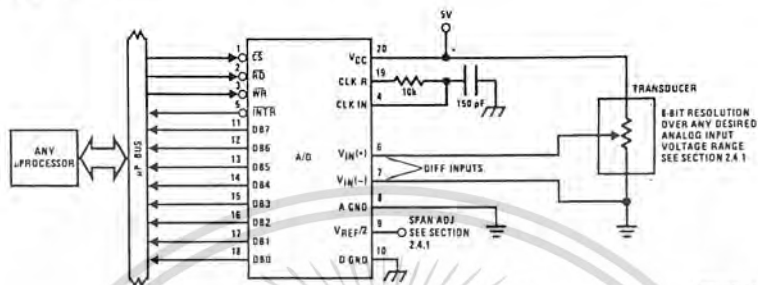
Ordering Information

TEMP RANGE		0°C TO 70°C	0°C TO 70°C	-40°C TO +85°C
ERROR	$\pm 1/4$ Bit Adjusted			ADC0801LCN
	$\pm 1/2$ Bit Unadjusted	ADC0802LCWM		ADC0802LCN
	$\pm 1/2$ Bit Adjusted		ADC0804LCN	ADC0803LCN
	± 1 Bit Unadjusted	ADC0804LCWM		ADC0805LCN/ADC0804LCJ
PACKAGE OUTLINE		M20B—Small Outline	N20A—Molded DIP	

TRI-STATE® is a registered trademark of National Semiconductor Corp.
Z-80® is a registered trademark of Zilog Corp.

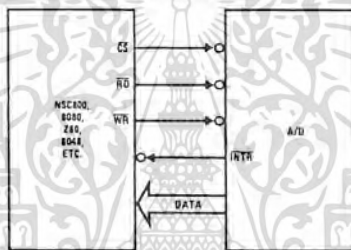
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Typical Applications



DS005671-1

8080 Interface



DS005671-31

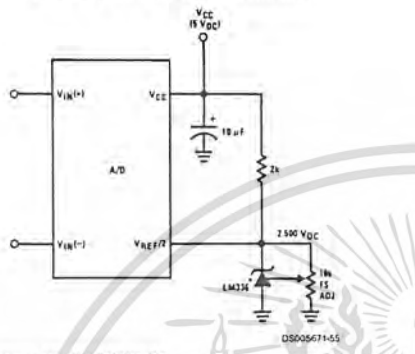
Error Specification (Includes Full-Scale, Zero Error, and Non-Linearity)

Part Number	Full-Scale Adjusted	$V_{REF}/2=2.500 V_{DC}$ (No Adjustments)	$V_{REF}/2=$ No Connection (No Adjustments)
ADC0801	$\pm 1/4$ LSB		
ADC0802		$\pm 1/2$ LSB	
ADC0803	$\pm 1/2$ LSB		
ADC0804		± 1 LSB	
ADC0805			± 1 LSB

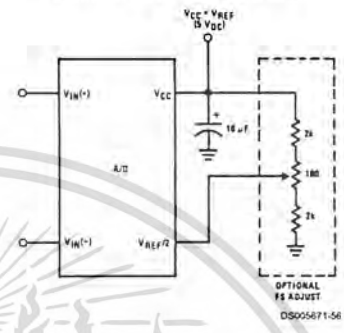
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Typical Applications (Continued)

Absolute with a 2.500V Reference

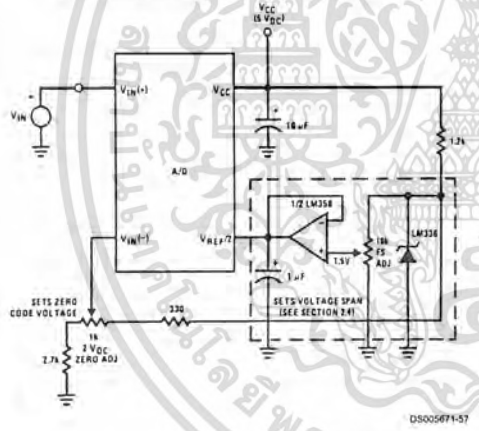


Absolute with a 5V Reference

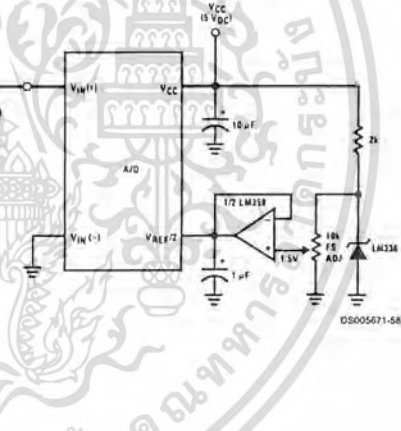


*For low power, see also LM385-2.5

Zero-Shift and Span Adjust: $2V \leq V_{IN} \leq 5V$



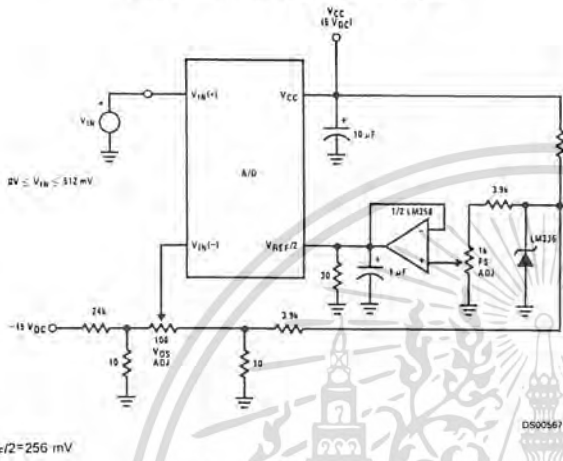
Span Adjust: $0V \leq V_{IN} \leq 3V$



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

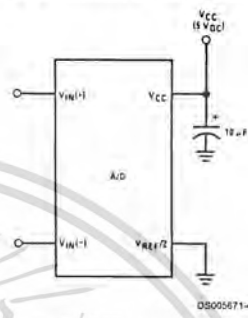
Typical Applications (Continued)

Directly Converting a Low-Level Signal



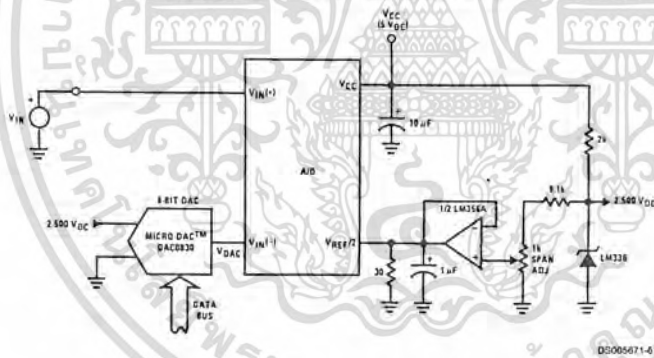
$V_{REF/2} = 256 \text{ mV}$

A μP Interfaced Comparator



For:
 $V_{IN(+)} > V_{IN(-)}$
 Output = FF_{HEX}
 For:
 $V_{IN(+)} < V_{IN(-)}$
 Output = 00_{HEX}

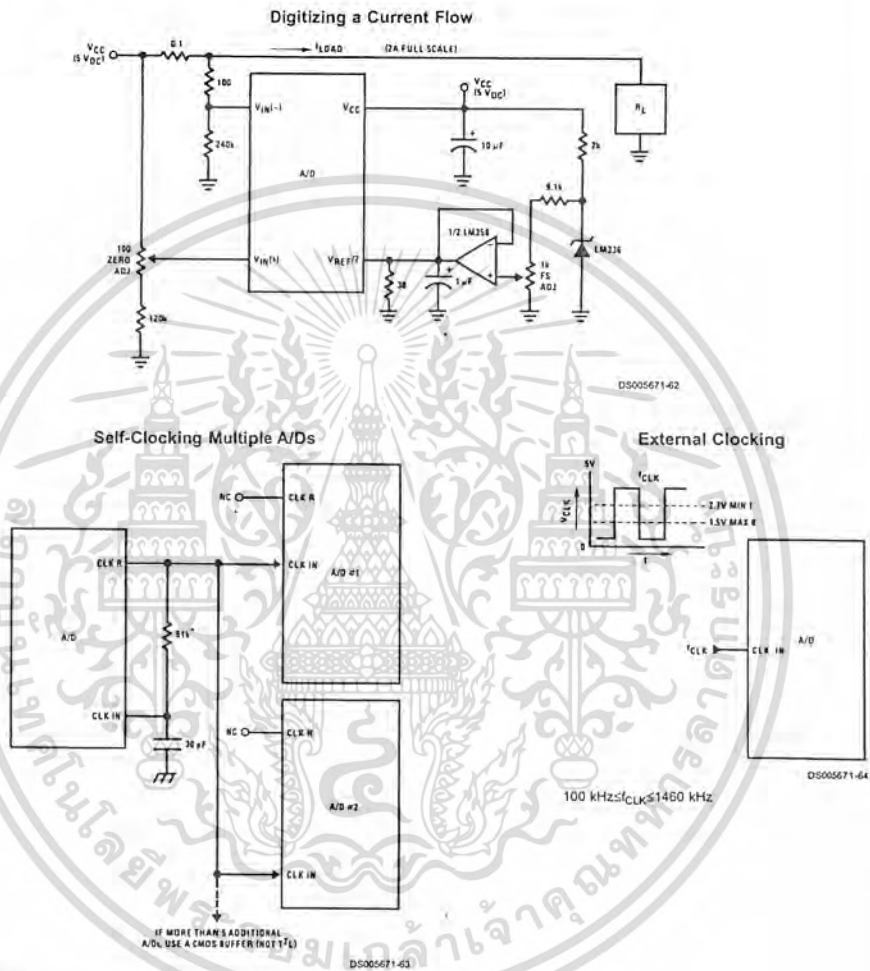
1 mV Resolution with μP Controlled Range



$V_{REF/2} = 128 \text{ mV}$
 1 LSB = 1 mV
 $V_{DAC} \leq V_{IN} \leq (V_{DAC} + 256 \text{ mV})$
 $0 \leq V_{DAC} < 2.5 \text{ V}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Typical Applications (Continued)

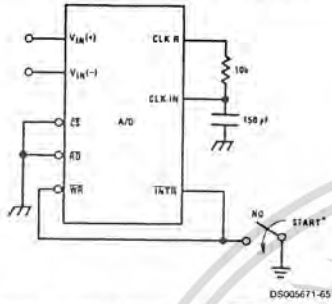


* Use a large R value to reduce loading at CLK R output.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

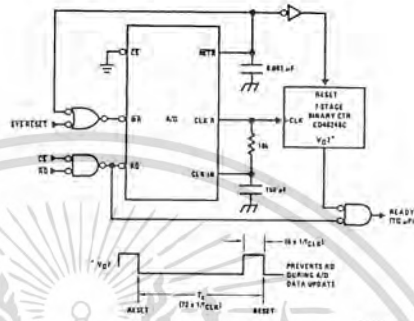
Typical Applications (Continued)

Self-Clocking in Free-Running Mode



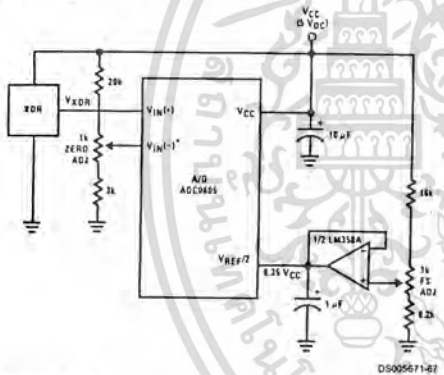
*After power-up, a momentary grounding of the WR input is needed to guarantee operation.

µP Interface for Free-Running A/D



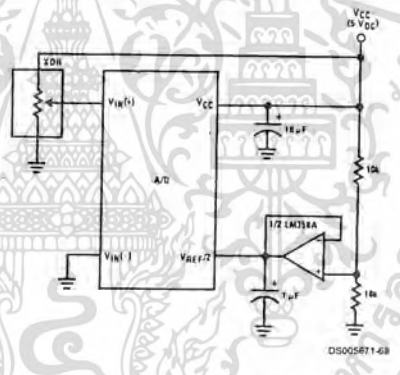
DS005671-66

Operating with "Automotive" Ratiometric Transducers



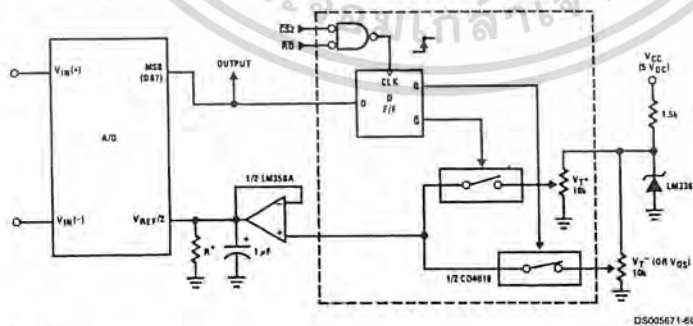
* $V_{IN(-)} = 0.15 V_{CC}$
 $15\% \text{ of } V_{CC} \leq V_{XDR} \leq 85\% \text{ of } V_{CC}$

Ratiometric with $V_{REF}/2$ Forced



DS005671-68

µP Compatible Differential-Input Comparator with Pre-Set V_{OS} (with or without Hysteresis)

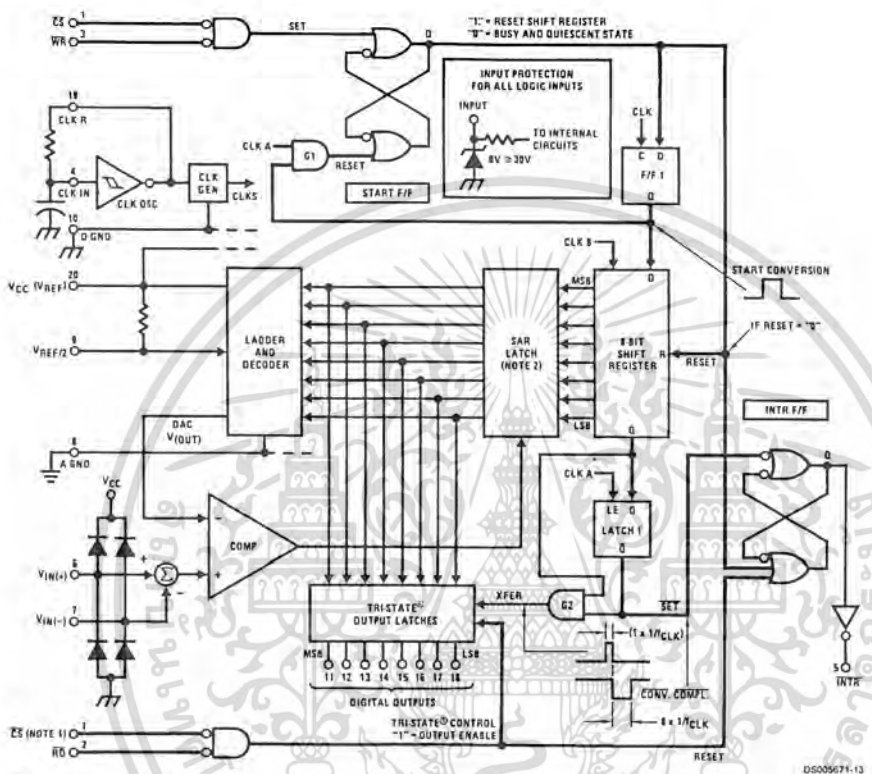


DS005671-69

*See Figure 5 to select R value
 $DB7 = '1'$ for $V_{IN(+)} > V_{IN(-)} + (V_{REF}/2)$
 Omit circuitry within the dotted area if hysteresis is not needed

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Functional Description (Continued)



Note 13: \overline{CS} shown twice for clarity.
 Note 14: SAR = Successive Approximation Register.

FIGURE 4. Block Diagram

After the "1" is clocked through the 8-bit shift register (which completes the SAR search) it appears as this "1" to the D-type latch, LATCH 1. As soon as this "1" is output from the shift register, the AND gate, G2, causes the new digital word to transfer to the TRI-STATE output latches. When LATCH 1 is subsequently enabled, the Q output makes a high-to-low transition which causes the INTR F/F to set. An inverting buffer then supplies the \overline{INTR} input signal.

Note that this SET control of the INTR F/F remains low for 8 of the external clock periods (as the internal clocks run at $1/8$ of the frequency of the external clock). If the data output is continuously enabled (\overline{CS} and \overline{RD} both held low), the INTR output will still signal the end of conversion (by a high-to-low transition), because the SET input can control the Q output of the INTR F/F even though the RESET input is constantly at a "1" level in this operating mode. This INTR output will therefore stay low for the duration of the SET signal, which is 8 periods of the external clock frequency (assuming the A/D is not started during this interval).

When operating in the free-running or continuous conversion mode (INTR pin tied to \overline{WR} and \overline{CS} wired low—see also section 2.8), the START F/F is SET by the high-to-low transition of the INTR signal. This resets the SHIFT REGISTER

which causes the input to the D-type latch, LATCH 1, to go low. As the latch enable input is still present, the \overline{Q} output will go high, which then allows the INTR F/F to be RESET. This reduces the width of the resulting \overline{INTR} output pulse to only a few propagation delays (approximately 300 ns).

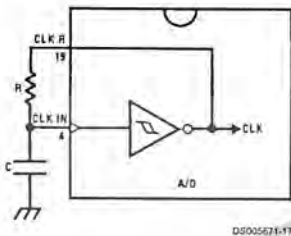
When data is to be read, the combination of both \overline{CS} and \overline{RD} being low will cause the INTR F/F to be reset and the TRI-STATE output latches will be enabled to provide the 8-bit digital outputs.

2.1 Digital Control Inputs

The digital control inputs (\overline{CS} , \overline{RD} , and \overline{WR}) meet standard T²L logic voltage levels. These signals have been renamed when compared to the standard A/D Start and Output Enable labels. In addition, these inputs are active low to allow an easy interface to microprocessor control busses. For non-microprocessor based applications, the \overline{CS} input (pin 1) can be grounded and the standard A/D Start function is obtained by an active low pulse applied at the \overline{WR} input (pin 3) and the Output Enable function is caused by an active low pulse at the \overline{RD} input (pin 2).

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Functional Description (Continued)



$$f_{CLK} \approx \frac{1}{1.1 RC}$$

$$R \approx 10 \text{ k}\Omega$$

FIGURE 8. Self-Clocking the A/D

Heavy capacitive or DC loading of the clock R pin should be avoided as this will disturb normal converter operation. Loads less than 50 pF, such as driving up to 7 A/D converter clock inputs from a single clock R pin of 1 converter, are allowed. For larger clock line loading, a CMOS or low power TTL buffer or PNP input logic should be used to minimize the loading on the clock R pin (do not use a standard TTL buffer).

2.7 Restart During a Conversion

If the A/D is restarted (\overline{CS} and \overline{WR} go low and return high) during a conversion, the converter is reset and a new conversion is started. The output data latch is not updated if the conversion in process is not allowed to be completed, therefore the data of the previous conversion remains in this latch. The \overline{INTR} output simply remains at the "1" level.

2.8 Continuous Conversions

For operation in the free-running mode an initializing pulse should be used, following power-up, to ensure circuit operation. In this application, the \overline{CS} input is grounded and the \overline{WR} input is tied to the \overline{INTR} output. This \overline{WR} and \overline{INTR} node should be momentarily forced to logic low following a power-up cycle to guarantee operation.

2.9 Driving the Data Bus

This MOS A/D, like MOS microprocessors and memories, will require a bus driver when the total capacitance of the data bus gets large. Other circuitry, which is tied to the data bus, will add to the total capacitive loading, even in TRI-STATE (high impedance mode). Backplane bussing also greatly adds to the stray capacitance of the data bus.

There are some alternatives available to the designer to handle this problem. Basically, the capacitive loading of the data bus slows down the response time, even though DC specifications are still met. For systems operating with a relatively slow CPU clock frequency, more time is available in which to establish proper logic levels on the bus and therefore higher capacitive loads can be driven (see typical characteristics curves).

At higher CPU clock frequencies time can be extended for I/O reads (and/or writes) by inserting wait states (8080) or using clock extending circuits (6800).

Finally, if time is short and capacitive loading is high, external bus drivers must be used. These can be TRI-STATE buffers

(low power Schottky such as the DM74LS240 series is recommended) or special higher drive current products which are designed as bus drivers. High current bipolar bus drivers with PNP inputs are recommended.

2.10 Power Supplies

Noise spikes on the V_{CC} supply line can cause conversion errors as the comparator will respond to this noise. A low inductance tantalum filter capacitor should be used close to the converter V_{CC} pin and values of 1 μF or greater are recommended. If an unregulated voltage is available in the system, a separate LM340LAZ-5.0, TO-92, 5V voltage regulator for the converter (and other analog circuitry) will greatly reduce digital noise on the V_{CC} supply.

2.11 Wiring and Hook-Up Precautions

Standard digital wire wrap sockets are not satisfactory for breadboarding this A/D converter. Sockets on PC boards can be used and all logic signal wires and leads should be grouped and kept as far away as possible from the analog signal leads. Exposed leads to the analog inputs can cause undesired digital noise and hum pickup, therefore shielded leads may be necessary in many applications.

A single point analog ground that is separate from the logic ground points should be used. The power supply bypass capacitor and the self-clocking capacitor (if used) should both be returned to digital ground. Any $V_{REF}/2$ bypass capacitors, analog input filter capacitors, or input signal shielding should be returned to the analog ground point. A test for proper grounding is to measure the zero error of the A/D converter. Zero errors in excess of $1/4$ LSB can usually be traced to improper board layout and wiring (see section 2.5.1 for measuring the zero error).

3.0 TESTING THE A/D CONVERTER

There are many degrees of complexity associated with testing an A/D converter. One of the simplest tests is to apply a known analog input voltage to the converter and use LEDs to display the resulting digital output code as shown in Figure 9.

For ease of testing, the $V_{REF}/2$ (pin 9) should be supplied with $2.560 V_{DC}$ and a V_{CC} supply voltage of $5.12 V_{DC}$ should be used. This provides an LSB value of 20 mV.

If a full-scale adjustment is to be made, an analog input voltage of $5.090 V_{DC}$ ($5.120 - 1/2$ LSB) should be applied to the $V_{IN}(+)$ pin with the $V_{IN}(-)$ pin grounded. The value of the $V_{REF}/2$ input voltage should then be adjusted until the digital output code is just changing from 1111 1110 to 1111 1111. This value of $V_{REF}/2$ should then be used for all the tests.

The digital output LED display can be decoded by dividing the 8 bits into 2 hex characters, the 4 most significant (MS) and the 4 least significant (LS). Table 1 shows the fractional binary equivalent of these two 4-bit groups. By adding the voltages obtained from the "VMS" and "VLS" columns in Table 1, the nominal value of the digital display (when $V_{REF}/2 = 2.560\text{V}$) can be determined. For example, for an output LED display of 1011 0110 or B6 (in hex), the voltage values from the table are $3.520 + 0.120$ or $3.640 V_{DC}$. These voltage values represent the center-values of a perfect A/D converter. The effects of quantization error have to be accounted for in the interpretation of the test results.

Functional Description (Continued)

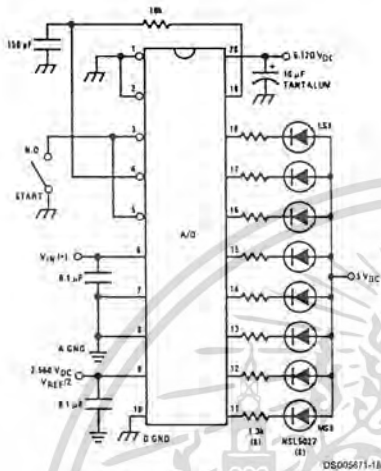


FIGURE 9. Basic A/D Tester

For a higher speed test system, or to obtain plotted data, a digital-to-analog converter is needed for the test set-up. An accurate 10-bit DAC can serve as the precision voltage source for the A/D. Errors of the A/D under test can be expressed as either analog voltages or differences in 2 digital words.

A basic A/D tester that uses a DAC and provides the error as an analog output voltage is shown in Figure 8. The 2 op amps can be eliminated if a lab DVM with a numerical subtraction feature is available to read the difference voltage, "A-C", directly. The analog input voltage can be supplied by a low frequency ramp generator and an X-Y plotter can be used to provide analog error (Y axis) versus analog input (X axis).

For operation with a microprocessor or a computer-based test system, it is more convenient to present the errors digitally. This can be done with the circuit of Figure 11, where the output code transitions can be detected as the 10-bit DAC is incremented. This provides 1/4 LSB steps for the 8-bit A/D under test. If the results of this test are automatically plotted with the analog input on the X axis and the error (in LSB's) as the Y axis, a useful transfer function of the A/D under test results. For acceptance testing, the plot is not necessary and the testing speed can be increased by establishing internal limits on the allowed error for each code.

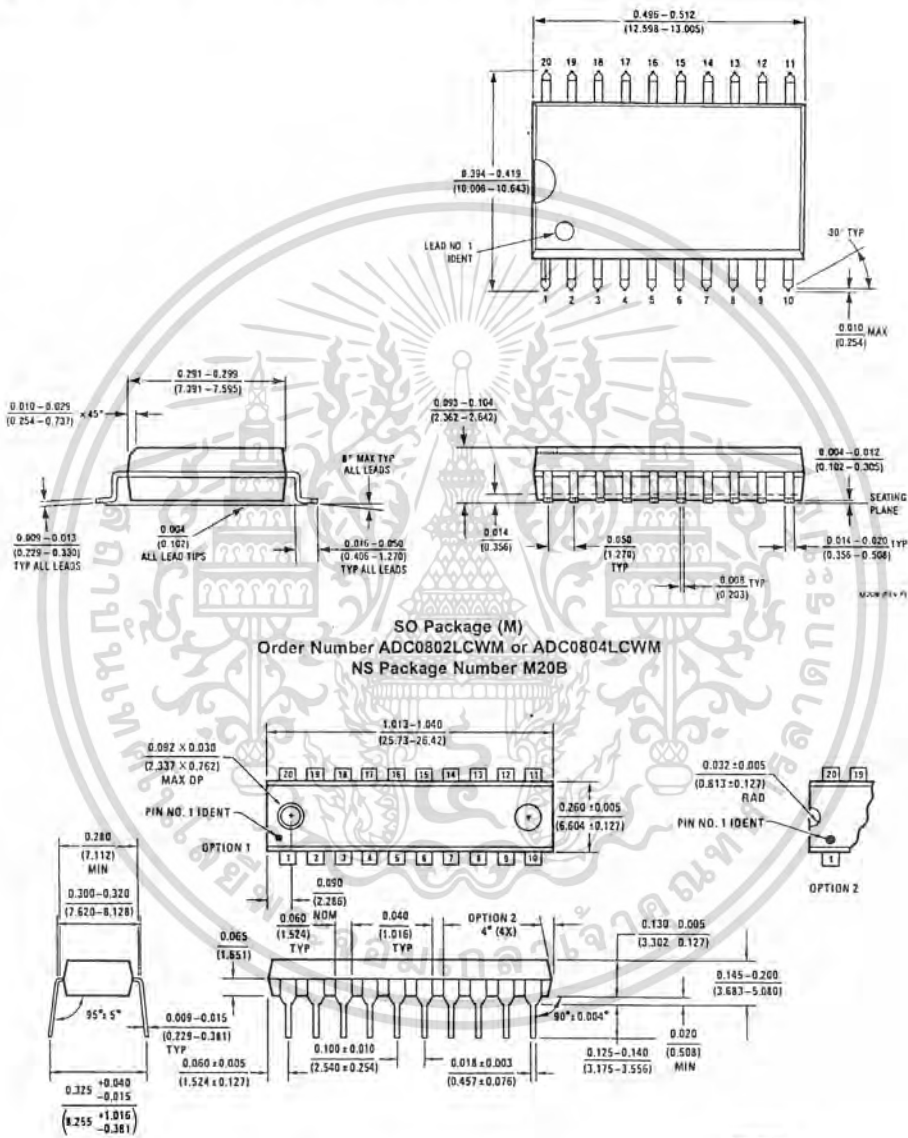
4.0 MICROPROCESSOR INTERFACING

To discuss the interface with 8080A and 6800 microprocessors, a common sample subroutine structure is used. The microprocessor starts the A/D, reads and stores the results of 16 successive conversions, then returns to the user's program. The 16 data bytes are stored in 16 successive memory locations. All Data and Addresses will be given in hexadecimal form. Software and hardware details are provided separately for each type of microprocessor.

4.1 Interfacing 8080 Microprocessor Derivatives (8048, 8085)

This converter has been designed to directly interface with derivatives of the 8080 microprocessor. The A/D can be mapped into memory space (using standard memory address decoding for CS and the MEMR and MEMW strobes) or it can be controlled as an I/O device by using the I/O R and I/O W strobes and decoding the address bits A0 → A7 (or address bits A8 → A15 as they will contain the same 8-bit address information) to obtain the CS input. Using the I/O space provides 256 additional addresses and may allow a simpler 8-bit address decoder but the data can only be input to the accumulator. To make use of the additional memory reference instructions, the A/D should be mapped into memory space. An example of an A/D in I/O space is shown in Figure 12.

Physical Dimensions inches (millimeters) unless otherwise noted



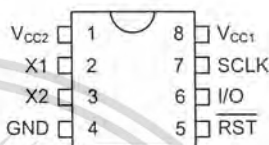
Molded Dual-In-Line Package (N)
 Order Number ADC0801LCN, ADC0802LCN,
 ADC0803LCN, ADC0804LCN or ADC0805LCN
 NS Package Number N20A

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

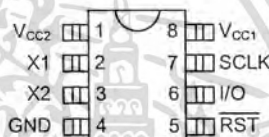
FEATURES

- Real-time clock (RTC) counts seconds, minutes, hours, date of the month, month, day of the week, and year with leap-year compensation valid up to 2100
- 31-byte, battery-backed, nonvolatile (NV) RAM for data storage
- Serial I/O for minimum pin count
- 2.0V to 5.5V full operation
- Uses less than 300nA at 2.0V
- Burst mode for reading/writing successive addresses in clock/RAM
- 8-pin DIP or optional 8-pin SOICs for surface mount
- Simple 3-wire interface
- TTL-compatible ($V_{CC} = 5V$)
- Optional industrial temperature range: $-40^{\circ}C$ to $+85^{\circ}C$
- DS1202 compatible
- Underwriters Laboratory (UL) recognized

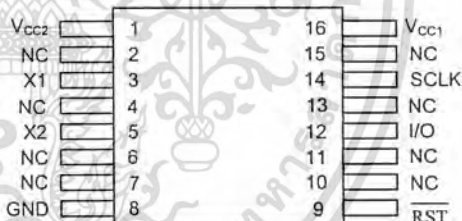
PIN ASSIGNMENT



DS1302 8-Pin DIP (300-mil)



DS1302 8-Pin SOIC (200-mil)
 DS1302 8-Pin SOIC (150-mil)



DS1302 16-Pin SOIC (300-mil)

ORDERING INFORMATION

DS1302	8-Pin DIP (300-mil)
DS1302N	8-Pin DIP (Industrial)
DS1302S	8-Pin SOIC (200-mil)
DS1302SN	8-Pin SOIC (Industrial)
DS1302Z	8-Pin SOIC (150-mil)
DS1302ZN	8-Pin SOIC (Industrial)
DS1302S-16	16-Pin SOIC (300-mil)
DS1302SN-16	16-Pin SOIC (Industrial)

PIN DESCRIPTION

X1, X2	- 32.768kHz Crystal Pins
GND	- Ground
\overline{RST}	- Reset
I/O	- Data Input/Output
SCLK	- Serial Clock
V_{CC1}, V_{CC2}	- Power Supply Pins

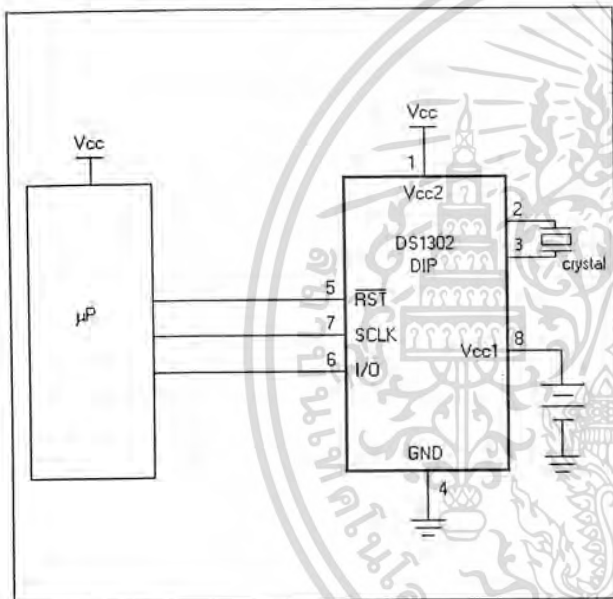
DESCRIPTION

The DS1302 Trickle Charge Timekeeping Chip contains an RTC/calendar and 31 bytes of static RAM. It communicates with a microprocessor via a simple serial interface. The RTC/calendar provides seconds, minutes, hours, day, date, month, and year information. The end of the month date is automatically adjusted for months with fewer than 31 days, including corrections for leap year. The clock operates in either the 24-hour or 12-hour format with an AM/PM indicator.

Interfacing the DS1302 with a microprocessor is simplified by using synchronous serial communication. Only three wires are required to communicate with the clock/RAM: 1) $\overline{\text{RST}}$ (reset), 2) I/O (data line), and 3) SCLK (serial clock). Data can be transferred to and from the clock/RAM 1 byte at a time or in a burst of up to 31 bytes. The DS1302 is designed to operate on very low power and retain data and clock information on less than 1 microwatt.

The DS1302 is the successor to the DS1202. In addition to the basic timekeeping functions of the DS1202, the DS1302 has the additional features of dual-power pins for primary and back-up power supplies, programmable trickle charger for V_{CC1} , and seven additional bytes of scratchpad memory.

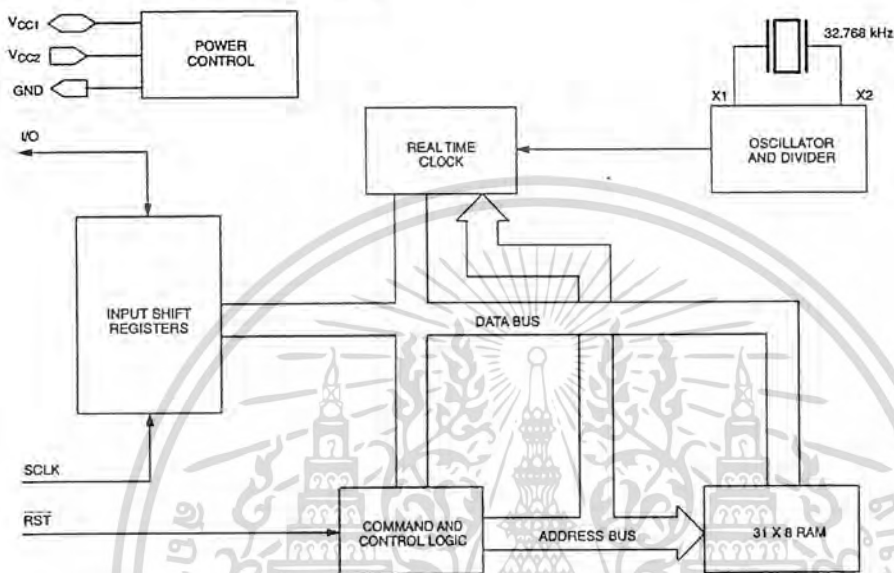
TYPICAL OPERATING CIRCUIT



OPERATION

The main elements of the serial timekeeper (i.e., shift register, control logic, oscillator, RTC, and RAM) are shown in Figure 1.

DS1302 BLOCK DIAGRAM Figure 1



SIGNAL DESCRIPTIONS

V_{CC1} – V_{CC1} provides low-power operation in single supply and battery-operated systems as well as low-power battery backup. In systems using the trickle charger, the rechargeable energy source is connected to this pin. UL recognized to ensure against reverse charging current when used in conjunction with a lithium battery.

See “Conditions of Acceptability” at <http://www.maxim-ic.com/TechSupport/QA/ntrl.htm>.

V_{CC2} – V_{CC2} is the primary power supply pin in a dual-supply configuration. V_{CC1} is connected to a backup source to maintain the time and date in the absence of primary power.

The DS1302 will operate from the larger of V_{CC1} or V_{CC2}. When V_{CC2} is greater than V_{CC1} + 0.2V, V_{CC2} will power the DS1302. When V_{CC2} is less than V_{CC1}, V_{CC1} will power the DS1302.

SCLK (Serial Clock Input) – SCLK is used to synchronize data movement on the serial interface. This pin has a 40kΩ internal pull-down resistor.

I/O (Data Input/Output) – The I/O pin is the bi-directional data pin for the 3-wire interface. This pin has a 40kΩ internal pull-down resistor.

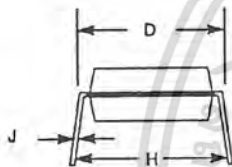
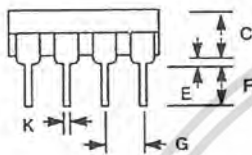
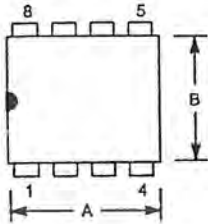
RST (Reset) – The reset signal must be asserted high during a read or a write. This pin has a 40kΩ internal pull-down resistor.

X1, X2 – Connections for a standard 32.768kHz quartz crystal. The internal oscillator is designed for operation with a crystal having a specified load capacitance of 6pF. For more information on crystal selection and crystal layout considerations, please consult Application Note 58, “Crystal Considerations”

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

DS1302 SERIAL TIMEKEEPER 8-PIN DIP (300-MIL)



PKG DIM	8-PIN	
	MIN	MAX
A IN.	0.360	0.400
MM	9.14	10.16
B IN.	0.240	0.260
MM	6.10	6.60
C IN.	0.120	0.140
MM	3.05	3.56
D IN.	0.300	0.325
MM	7.62	8.26
E IN.	0.015	0.040
MM	0.38	1.02
F IN.	0.120	0.140
MM	3.04	3.56
G IN.	0.090	0.110
MM	2.29	2.79
H IN.	0.320	0.370
MM	8.13	9.40
J IN.	0.008	0.012
MM	0.20	0.30
K IN.	0.015	0.021
MM	0.38	0.53

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;*****
;*****          RATING CHECKER PROJECT          *****
;*****

```

```

;*****          กำหนดตัวแปรLCD          *****

```

```

    lcd_data    equ    p0
    lcd_rs      bit    p3.7
    lcd_en      bit    p3.6
    lcd_addr    equ    60h
    lcd_dat     equ    61h

```

```

;*****
;*****          กำหนดตัวแปรRTC          *****

```

```

    rtc_rst     bit    p2.4 ; Pin 5 ds 1302
    rtc_clk     bit    p2.3 ; Pin 7 ds 1302
    rtc_io      bit    p2.2 ; Pin 6 ds 1302

```

```

    sec_hi      equ    30h
    sec_low     equ    31h
    min_hi      equ    32h
    min_low     equ    33h
    hr_hi       equ    34h
    hr_low      equ    35h
    date_hi     equ    36h
    date_low    equ    37h
    mon_hi      equ    38h
    mon_low     equ    39h
    year_hi     equ    3ah
    year_low    equ    3bh

```

```

    dat_sec     equ    40h
    dat_min     equ    41h
    dat_hr      equ    42h
    dat_date    equ    43h
    dat_mon     equ    44h
    dat_year    equ    45h
    dat_code    equ    46h
    dat_buf     equ    47h

```

```

    ascii_hi   equ    50h
    ascii_low   equ    51h
    c_str       equ    52h

```

```

;*****
;*****          กำหนดตัวแปรA to D          *****

```

```

    wr_1        bit    p2.7
    d_ad        set    p1          ;INPUT A TO D
    m_ad        equ    53h        ;เก็บค่าA TO D

```

```

    comp_buf    equ    71h
    save_buf1   equ    72h
    ad_buf      equ    73h

```

```

;*****
;*****          กำหนดตัวแปรI2c EEPROM          *****

```

```

    scl         bit    p2.0
    sda         bit    p2.1

```

```

    data_i2c    equ    74h
    add_hi_i2c  equ    75h
    add_low_i2c equ    76h
    add_i2c_4   equ    77h ; address 4 row to LCD

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของลิขสิทธิ์ที่มีการนำไปใช้

```

add_i2c_3 equ 78h
add_i2c_2 equ 79h
add_i2c_1 equ 7ah
add_hi equ 7bh
add_low equ 7ch
;*****
sw2pc bit 20h
;*****
;***** Main Program *****
;*****
org 0000h
sjmp inti_1
org 0003h
ajmp int_sw

;*****
inti_1:
mov add_hi_i2c,#0
mov add_low_i2c,#0
lcall en_com1
clr rtc_rst
clr rtc_clk
clr lcd_rs
lcall inti_LCD
lcall set_time
lcall clr_addr
acall en_interrupt
main:
lcall read_time
lcall save_AD
lcall sent_txt2lcd
lcall tx_key
sjmp main
;*****
int_sw:
clr sw2pc
reti
;*****
en_interrupt:
setb ea
clr it0
setb ex0
setb sw2pc
ret
;*****
; write text LCD
wr_lcd:
mov a,lcd_dat
cjne a,#'A',chk_wordA
mov dptr,#text_A
sjmp wr_lcd0
chk_wordA:
cjne a,#'B',chk_wordB
mov dptr,#text_B
sjmp wr_lcd0
chk_wordB:
cjne a,#'C',chk_wordC
mov dptr,#text_C
sjmp wr_lcd0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ของงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

chk_wordC:
    cjne a,#'D',chk_wordD
    mov  dptr,#text_D
    sjmp wr_lcd0
chk_wordD:
    cjne a,#'E',chk_wordE
    mov  dptr,#text_E
    sjmp wr_lcd0
chk_wordE:
    cjne a,#'F',chk_word1
    mov  dptr,#text_F
    sjmp wr_lcd0
chk_word1:
    cjne a,#'1',chk_wordL
    mov  dptr,#text_M1
    sjmp wr_lcd0
chk_wordL:
    cjne a,#'L',chk_word0
    mov  dptr,#text_load
    sjmp wr_lcd0
chk_word0:
    cjne a,#'0',chk_wordF
    mov  dptr,#text_clr
    sjmp wr_lcd0
chk_wordF:
    mov  dptr,#text_S
    sjmp wr_lcd0
    ret
;*****
wr_lcd0:
    acall set_add_lcd ;set Address LCD
wr_lcd1:
    setb lcd_rs
    clr  a
    movc a,@a+dptr
    cjne a,#0ffh,wr_lcd2
    acall lcd_on
    ret
wr_lcd2:
    mov  lcd_data,a
    acall lcd_clk
    inc  dptr
    sjmp wr_lcd1
    ret
;*****
wr_lcd1b:
    acall set_add_lcd ;set Address LCD
    setb lcd_rs
    mov  lcd_data,lcd_dat
    acall lcd_clk
    acall lcd_on
    ret
;*****
text_A:
text_B:    db    ' CH 3 ',0ffh
text_C:    db    ' CH 5 ',0ffh
text_D:    db    ' CH 7 ',0ffh

```

เอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

text_E:      db      ' CH 9 ',0ffh
text_F:      db      ' CH 11 ',0ffh
text_X:      db      ' CH itv ',0ffh
text_S:      db      ' OFF TV ',0ffh
text_M1:     db      ' Non ',0ffh
text_load:   db      '[1]',0ffh
text_clr:    db      'Loading to PC...',0ffh
text_clr:    db      ' ',0ffh
;*****
set_add_lcd:
    clr    lcd_rs
    mov    a,lcd_addr
    setb   acc.7
    mov    lcd_data,a
    acall  lcd_clk
    ret
;*****
;
inti_LCD:
    acall  de_100ms
    acall  lcd_mode
    acall  lcd_mode
    acall  lcd_off
    acall  lcd_clr
    acall  lcd_entry
    ret
;*****
lcd_mode:
    clr    lcd_rs
    mov    lcd_data,#00111000b ;LCDmode8bit5x8Dot16Char2line
    acall  lcd_clk
    ret
;*****
lcd_entry:
    clr    lcd_rs
    mov    lcd_data,#00000110b ;inc DD Ram and curser
    acall  lcd_clk
    ret
;*****
lcd_off:
    clr    lcd_rs
    mov    lcd_data,#08h
    acall  lcd_clk
    ret
;*****
lcd_on:
    clr    lcd_rs
    mov    lcd_data,#00001100b
    acall  lcd_clk
    ret
;*****
lcd_clr:
    clr    lcd_rs

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับครูใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

mov    lcd_data,#01h
acall  lcd_clk
ret

;*****
lcd_clk:
    setb  lcd_en
    acall de_lms
    acall de_lms
    clr   lcd_en
    acall de_lms
    acall de_lms
    ret

;*****
set_time:
                                ;RTC
    mov   dat_code,#80H        ;write (sec)
    mov   dat_buf,#00h        ;00
    acall wr_time
    mov   dat_code,#82H        ;write (min)
    mov   dat_buf,#00h        ;00
    acall wr_time
    mov   dat_code,#84H        ;write (hr)
    mov   dat_buf,#08h        ;08
    acall wr_time
    mov   dat_code,#86H        ;write (date)
    mov   dat_buf,#12h        ;12
    acall wr_time
    mov   dat_code,#88H        ;write (mon)
    mov   dat_buf,#03h        ;03
    acall wr_time
    mov   dat_code,#8CH        ;write (year)
    mov   dat_buf,#05h        ;05
    acall wr_time
    ret

;*****
;*****          BCD TO ASCII          *****
bcd2ascii:
    push  acc
    anl  a,#0f0h                ; hi 4 bit data BCD
    swap a
    add  a,#30h                ;Covert to Ascii
    mov  ascii_hi,a
    pop  acc
    anl  a,#0fh                ; low 4 bit data BCD
    add  a,#30h                ;Covert to Ascii
    mov  ascii_low,a
    ret

;*****
wr_time:
                                ;RTC
    mov  A,dat_code
    mov  B,dat_buf
    acall wr_rtc
    ret

;*****
rd_time:
                                ;RTC
    mov  A,dat_code
    acall rd_rtc
    ret

;*****
read_time:
                                ;RTC

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

mov dat_code,#81H ;read (sec)
acall rd_time
mov dat_sec,a
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov sec_hi,ascii_hi
mov sec_low,ascii_low

mov dat_code,#83H ;read (min)
acall rd_time
mov dat_min,a
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov min_hi,ascii_hi
mov min_low,ascii_low

mov dat_code,#85H ;read (hr)
acall rd_time
mov dat_hr,a
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov hr_hi,ascii_hi
mov hr_low,ascii_low

mov dat_code,#87H ;read (date)
acall rd_time
mov dat_date,a
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov date_hi,ascii_hi
mov date_low,ascii_low

mov dat_code,#89H ;read (mon)
acall rd_time
mov dat_mon,a
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov mon_hi,ascii_hi
mov mon_low,ascii_low

mov dat_code,#8DH ;read (year)
acall rd_time
mov dat_year,a
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov year_hi,ascii_hi
mov year_low,ascii_low
ret

;*****
;***** format text to LCD *****
sent_txt2lcd:

mov lcd_dat,date_hi ;sent text (date_hi)
mov lcd_addr,#00h
acall wr_lcd1b
mov lcd_dat,date_low ;sent text (date_low)
mov lcd_addr,#01h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,#'/' ;sent text ('/')
mov lcd_addr,#02h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,mon_hi ;sent text (mon_hi)
mov lcd_addr,#03h

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการศึกษานี้ ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

acall wr_lcd1b
mov lcd_dat,mon_low ;sent text (mon_low)
mov lcd_addr,#04h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,#'/' ;sent text ('/')
mov lcd_addr,#05h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,year_hi ;sent text (year_hi)
mov lcd_addr,#06h
acall wr_lcd1b
mov lcd_dat,year_low ;sent text (year_low)
mov lcd_addr,#07h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,hr_hi ;sent text (hr_hi)
mov lcd_addr,#40h
acall wr_lcd1b
mov lcd_dat,hr_low ;sent text (hr_low)
mov lcd_addr,#41h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,#':' ;sent text (':')
mov lcd_addr,#42h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,min_hi ;sent text (min_hi)
mov lcd_addr,#43h
acall wr_lcd1b
mov lcd_dat,min_low ;sent text (min_low)
mov lcd_addr,#44h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,#':' ;sent text (':')
mov lcd_addr,#45h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,sec_hi ;sent text (sec_hi)
mov lcd_addr,#46h
acall wr_lcd1b
mov lcd_dat,sec_low ;sent text (sec_low)
mov lcd_addr,#47h
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,#'H' ;sent text Address I2C EEPROM
mov lcd_addr,#0fh
acall wr_lcd1b

mov lcd_dat,#'1' ;sent text MEM I2C EEPROM
mov lcd_addr,#08h
acall wr_lcd

mov lcd_dat,comp_buf ;sent text comp A to D
mov lcd_addr,#48h
acall wr_lcd

mov lcd_dat,add_i2c_4 ;sent text Address I2C EEPROM
;to LCD
mov lcd_addr,#0bh

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

acall wr_lcd1b

mov  lcd_dat,add_i2c_3 ;sent text Address I2C EEPROM
                                ;3 to LCD
mov  lcd_addr,#0ch
acall wr_lcd1b

mov  lcd_dat,add_i2c_2 ;sent text Address I2C EEPROM
                                ;2 to LCD
mov  lcd_addr,#0dh
acall wr_lcd1b

mov  lcd_dat,add_i2c_1 ;sent text Address I2C EEPROM
                                ;1 to LCD
mov  lcd_addr,#0eh
acall wr_lcd1b
ret
;*****
;*****          RTC WRITE COMMAND AND DATA          *****
wr_rtc:  setb  rtc_rst
         acall rtcdel
         mov  c_str,#8
         clr  c

rtcwd1:  rrc  a
         mov  rtc_io,c

         setb rtc_clk
         acall rtcdel
         clr  rtc_clk

         djnz c_str,rtcwd1

         mov  c_str,#8
         clr  C
         mov  a,b

rtcwd2:  rrc  a
         mov  rtc_io,c

         setb rtc_clk
         acall rtcdel
         clr  rtc_clk

         djnz c_str,rtcwd2
         clr  rtc_rst
         acall rtcdel
         ret
;*****          RTC READ DATA          *****
rd_rtc:  setb  rtc_rst
         acall rtcdel
         clr  c
         mov  c_str,#8

rtcrd1:  rrc  a
         mov  rtc_io,c
         setb rtc_clk
         acall rtcdel
         clr  rtc_clk
         djnz c_str,rtcrd1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการเชิงงานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        mov    c_str,#8
        clr    a
rtcrd2:  acall  rtcdel
        mov    c,rtc_io
        setb  rtc_clk
        acall  rtcdel
        clr    rtc_clk
        rrc    a
        djnz  c_str,rtcrd2
        acall  rtcdel
        clr    rtc_rst
        ret

;*****
;*****          Delay time          *****
rtcdel:  mov    r6,#5
        djnz  r6,$
        ret

;*****
;*****          Save data A to D          *****
;*****          AD_buf          *****
save_ad: acall  comp_ad
        mov    a,comp_buf
        cjne  a,#0ffh,save_ad2
        ret
save_ad2: mov    save_buf1,comp_buf
        mov    a,ad_buf
        cjne  a,save_buf1,save_ad1
        ret
save_ad1: mov    ad_buf,save_buf1
        acall save_i2c_rom
        ret

;*****
save_i2c_rom:
        mov    dph,add_hi_i2c
        mov    dpl,add_low_i2c
        mov    data_i2c,AD_buf
        acall wr_i2c
        inc    dptr
        acall de_10ms

        mov    data_i2c,dat_date
        acall wr_i2c
        inc    dptr
        acall de_10ms

        mov    data_i2c,dat_mon
        acall wr_i2c
        inc    dptr
        acall de_10ms

        mov    data_i2c,dat_year
        acall wr_i2c
        inc    dptr
        acall de_10ms

        mov    data_i2c,dat_hr
        acall wr_i2c

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบริการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

inc    dptr
acall  de_10ms

mov    data_i2c,dat_min
acall  wr_i2c
inc    dptr
acall  de_10ms

mov    data_i2c,dat_sec
acall  wr_i2c
inc    dptr
acall  de_10ms
acall  addr2LCD    ;show Address Display
mov    add_hi_i2c,dph
mov    add_low_i2c,dpl
ret

;*****
;*****
addr2LCD:
mov    a,dph
acall  hex2ascii
mov    add_i2c_4,ascii_hi
mov    add_i2c_3,ascii_low
mov    a,dpl
acall  hex2ascii
mov    add_i2c_2,ascii_hi
mov    add_i2c_1,ascii_low
ret

;*****
;*****
hex2ascii:
push  acc
anl   a,#0f0h    ; hi 4 bit data hex
swap  a
acall num_hex
mov   ascii_hi,a
pop   acc
anl   a,#0fh     ; low 4 bit data hex
acall num_hex
mov   ascii_low,a
ret

;*****
;*****
num_hex:
cjne  a,#0,num_hex1
mov   a,#'0'
ret
num_hex1:  cjne  a,#1,num_hex2
mov   a,#'1'
ret
num_hex2:  cjne  a,#2,num_hex3
mov   a,#'2'
ret
num_hex3:  cjne  a,#3,num_hex4
mov   a,#'3'
ret
num_hex4:  cjne  a,#4,num_hex5
mov   a,#'4'
ret
num_hex5:  cjne  a,#5,num_hex6
mov   a,#'5'

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่เผยแพร่โดยไม่หวังผลตอบแทนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

ret
num_hex6:  cjne a, #6, num_hex7
           mov  a, #'6'
           ret
num_hex7:  cjne a, #7, num_hex8
           mov  a, #'7'
           ret
num_hex8:  cjne a, #8, num_hex9
           mov  a, #'8'
           ret
num_hex9:  cjne a, #9, num_hexA
           mov  a, #'9'
           ret
num_hexA:  cjne a, #0ah, num_hexB
           mov  a, #'A'
           ret
num_hexB:  cjne a, #0bh, num_hexC
           mov  a, #'B'
           ret
num_hexC:  cjne a, #0ch, num_hexD
           mov  a, #'C'
           ret
num_hexD:  cjne a, #0dh, num_hexE
           mov  a, #'D'
           ret
num_hexE:  cjne a, #0eh, num_hexF
           mov  a, #'E'
           ret
num_hexF:  cjne a, #0fh, num_hexEND
           mov  a, #'F'
           ret
num_hexEND: ret
;*****
;***** compare A to D *****
;***** comp_buf *****
comp_ad:   acall rd_ad      ;Read A to D
           mov  a, m_ad
;*****
           cjne a, #130, comp_a1 ;ch 3
           ajmp box_a
comp_a1:   cjne a, #131, comp_a2
           ajmp box_a
comp_a2:   cjne a, #133, comp_a3
           ajmp box_a
comp_a3:   cjne a, #134, comp_a4
           ajmp box_a
comp_a4:   cjne a, #255, comp_a5 ;ch 3
           ajmp box_a
comp_a5:   cjne a, #129, comp_a6
           ajmp box_a
comp_a6:   cjne a, #128, comp_a7
           ajmp box_a

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อใช้ในการเรียนเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

comp_a7:
    cjne a,#127,comp_a8
    ajmp box_a
comp_a8:
    cjne a,#126,comp_a9
    ajmp box_a
comp_a9:
;*****
    cjne a,#62,comp_b1    ;ch 5
    ajmp box_b
comp_b1:
    cjne a,#63,comp_b2
    ajmp box_b
comp_b2:
    cjne a,#64,comp_b3
    ajmp box_b
comp_b3:
    cjne a,#65,comp_b4
    ajmp box_b
comp_b4:
    cjne a,#66,comp_b5    ;ch 5
    ajmp box_b
comp_b5:
    cjne a,#61,comp_b6
    ajmp box_b
comp_b6:
    cjne a,#60,comp_b7
    ajmp box_b
comp_b7:
    cjne a,#59,comp_b8
    ajmp box_b
comp_b8:
    cjne a,#58,comp_b9
    ajmp box_b
comp_b9:
;*****
    cjne a,#100,comp_c1   ;ch 7
    ajmp box_c
comp_c1:
    cjne a,#101,comp_c2
    ajmp box_c
comp_c2:
    cjne a,#102,comp_c3
    ajmp box_c
comp_c3:
    cjne a,#103,comp_c4
    ajmp box_c
comp_c4:
    cjne a,#104,comp_c5   ;ch 7
    ajmp box_c
comp_c5:
    cjne a,#99,comp_c6
    ajmp box_c
comp_c6:
    cjne a,#98,comp_c7
    ajmp box_c
comp_c7:
    cjne a,#97,comp_c8

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่จัดทำขึ้นเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

comp_c8:    ajmp  box_c
            cjne  a,#96,comp_c9
            ajmp  box_c
comp_c9:

;*****
            cjne  a,#140,comp_d1    ; ch 9
            ajmp  box_d
comp_d1:
            cjne  a,#141,comp_d2
            ajmp  box_d
comp_d2:
            cjne  a,#142,comp_d3
            ajmp  box_d
comp_d3:
            cjne  a,#143,comp_d4
            ajmp  box_d
comp_d4:
            cjne  a,#144,comp_d5    ; ch 9
            ajmp  box_d
comp_d5:
            cjne  a,#139,comp_d6
            ajmp  box_d
comp_d6:
            cjne  a,#138,comp_d7
            ajmp  box_d
comp_d7:
            cjne  a,#137,comp_d8
            ajmp  box_d
comp_d8:
            cjne  a,#136,comp_d9
            ajmp  box_d
comp_d9:

;*****
            cjne  a,#184,comp_e1    ; ch 11
            ajmp  box_e
comp_e1:
            cjne  a,#183,comp_e2
            ajmp  box_e
comp_e2:
            cjne  a,#182,comp_e3
            ajmp  box_e
comp_e3:
            cjne  a,#185,comp_e4
            ajmp  box_e
comp_e4:
            cjne  a,#177,comp_e5    ; ch 11
            ajmp  box_e
comp_e5:
            cjne  a,#176,comp_e6
            ajmp  box_e
comp_e6:
            cjne  a,#175,comp_e7
            ajmp  box_e
comp_e7:
            cjne  a,#174,comp_e8
            ajmp  box_e
comp_e8:

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

                cjne a,#186,comp_e9
                ajmp box_e
comp_e9:
;*****
                cjne a,#224,comp_f1 ; ch itv
                ajmp box_f
comp_f1:
                cjne a,#223,comp_f2
                ajmp box_f
comp_f2:
                cjne a,#222,comp_f3
                ajmp box_f
comp_f3:
                cjne a,#221,comp_f4
                ajmp box_f
comp_f4:
                cjne a,#225,comp_f5 ; ch itv
                ajmp box_f
comp_f5:
                cjne a,#226,comp_f6
                ajmp box_f
comp_f6:
                cjne a,#227,comp_f7
                ajmp box_f
comp_f7:
                cjne a,#228,comp_f8
                ajmp box_f
comp_f8:
                cjne a,#229,comp_f9 ; ch itv
                ajmp box_f
comp_f9:
                cjne a,#230,comp_f10
                ajmp box_f
comp_f10:
                cjne a,#231,comp_f11
                ajmp box_f
comp_f11:
                cjne a,#232,comp_f12
                ajmp box_f
comp_f12:
                ajmp box_else
;*****
box_A:
                mov comp_buf,#'A'
                ret
box_B:
                mov comp_buf,#'B'
                ret
box_C:
                mov comp_buf,#'C'
                ret
box_D:
                mov comp_buf,#'D'
                ret
box_E:
                mov comp_buf,#'E'
                ret

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        mov    comp_buf, #'F'
        ret
box_else:
        mov    comp_buf, #0ffh
        ret
;*****
;*****          READ A TO D          *****
;*****          M_AD          *****
rd_ad:
        clr    wr_1
        acall  de_100uS
        mov    m_ad, P1
        setb   wr_1
        ret
;*****
wr_i2c:
;*****          Write EEPROM          *****

        acall  st_bit

;*****          code EEPROM          *****

        mov    a, #0a0h
        mov    r0, #8
        rlc    a
wr_i2c1:
        mov    sda, c
        rlc    a
        acall  clk
        djnz   r0, wr_i2c1

        setb   sda
        acall  clk

;*****          Address hi          *****

        mov    a, dph
        mov    r0, #8
        rlc    a
wr_i2c2:
        mov    sda, c
        rlc    a
        acall  clk
        djnz   r0, wr_i2c2

        setb   sda
        acall  clk

;*****          Address low          *****

        mov    a, dpl
        mov    r0, #8
        rlc    a
wr_i2c3:
        mov    sda, c
        rlc    a
        acall  clk
        djnz   r0, wr_i2c3
        setb   sda

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        acall clk
;***** data EEPROM *****
        mov    a,data_i2c
        mov    r0,#8
        rlc    a
wr_i2c4:
        mov    sda,c
        rlc    a
        acall clk
        djnz  r0,wr_i2c4

        setb   sda
        acall clk

        acall stop_bit
        ret

;***** END Write EEPROM *****
;***** read EEPROM *****
rd_i2c:
        acall st_bit
;***** code EEPROM *****
        mov    a,#0a0h
        mov    r0,#8
        rlc    a
rd_i2c1:
        mov    sda,c
        rlc    a
        acall clk
        djnz  r0,rd_i2c1

        setb   sda
        acall clk
;***** Address hi *****
        mov    a,dph
        mov    r0,#8
        rlc    a
rd_i2c2:
        mov    sda,c
        rlc    a
        acall clk
        djnz  r0,rd_i2c2

        setb   sda
        acall clk
;***** Address low *****
        mov    a,dpl
        mov    r0,#8
        rlc    a
rd_i2c3:
        mov    sda,c
        rlc    a
        acall clk
        djnz  r0,rd_i2c3

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

setb sda
acall clk
;***** code Read EEPROM *****
acall st_bit
mov a,#0alh
mov r0,#8
rlc a
rd_i2c4:
mov sda,c
rlc a
acall clk
djnz r0,rd_i2c4

setb sda
acall clk
;***** Read data EEPROM *****
mov a,#0
mov r0,#8
rd_i2c5:
mov c,sda
rlc a
acall clk
djnz r0,rd_i2c5
mov data_i2c,a

setb sda
acall clk
acall stop_bit
ret
;***** END Read EEPROM *****
;*****
clk:
acall clk_hi
acall clk_low
ret
clk_hi:
setb scl
acall de_i2c
ret
clk_low:
clr scl
acall de_i2c
ret
st_bit:
setb sda
acall clk_hi
clr sda
acall clk_low
setb sda
ret
stop_bit:
clr sda
acall clk_hi
setb sda
ret
;*****
load_tx:
mov lcd_dat,#'0' ;clr Display
mov lcd_addr,#40h

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่... ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

    acall wr_lcd
    mov  lcd_dat,#'0'
    mov  lcd_addr,#00h
    acall wr_lcd
    mov  lcd_dat,'#L'      ;sent text Loading to PC
    mov  lcd_addr,#40h
    acall wr_lcd
    ret
;*****
tx_key:
    jnb  sw2pc,tx_key1
    setb sw2pc

    mov  a,add_hi_i2c      ;chk address if value 0000H then
                           ;Exit loop
    cjne a,#00h, tx_key4

tx_key4:
    mov  a,add_low_i2c
    cjne a,#00h, tx_key5
    ret

tx_key5:
    acall load_tx          ;Show loading Display
    mov  dptr,#0000h

tx_key2:
    acall rd_i2c
    mov  comp_buf,data_i2c ;Read code A - F
    inc  dptr
    acall rd_i2c
    mov  dat_date,data_i2c ;Read Date
    inc  dptr

    acall rd_i2c
    mov  dat_mon,data_i2c  ;Read Mon
    inc  dptr

    acall rd_i2c
    mov  dat_year,data_i2c ;Read Year
    inc  dptr

    acall rd_i2c
    mov  dat_hr,data_i2c   ;Read Hr
    inc  dptr

    acall rd_i2c
    mov  dat_min,data_i2c  ;Read Min
    inc  dptr

    acall rd_i2c
    mov  dat_sec,data_i2c  ;Read Sec
    inc  dptr

    acall sent_txt

    mov  a,add_hi_i2c
    mov  r1,dph
    cjne a,01h,tx_key3

tx_key3:
    mov  a,add_low_i2c
    mov  r1,dpl
    cjne a,01h,tx_key2

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        acall addr2LCD
        mov  lcd_dat,#'0'      ;clr Display
        mov  lcd_addr,#40h
        acall wr_lcd
        acall clr_addr
        ret

tx_key1:
        ret
;*****
clr_addr:
        mov  dptr,#0000h      ;clr LCD and i2c Eprom
        mov  add_hi,#0
        mov  add_low,#0
        mov  add_hi_i2c,#0
        mov  add_low_i2c,#0
        lcall addr2LCD
        ret
;*****
;*****          sent to PC 9600 bps          *****
;*****
tx_text:
        clr  ti
        mov  sbuf,a
        jnb  ti,$
        clr  ti
        ret
;*****
;*****          format text          *****
sent_txt:
        mov  add_hi,dph
        mov  add_low,dpl

        acall comp_time
        acall comp_text      ;sent text box A - F

        mov  a,#' '          ;sent text 'bank'
        acall tx_text
        mov  a,date_hi       ;sent text (date)
        acall tx_text
        mov  a,date_low
        acall tx_text
        mov  a,#'/'          ;sent text '/'
        acall tx_text
        mov  a,mon_hi        ;sent text (mon)
        acall tx_text
        mov  a,mon_low
        acall tx_text
        mov  a,#'/'          ;sent text '/'
        acall tx_text
        mov  a,year_hi       ;sent text (year)
        acall tx_text
        mov  a,year_low
        acall tx_text
        mov  a,#' '          ;sent text 'bank'
        acall tx_text
        mov  a,#' '          ;sent text 'bank'
        acall tx_text
        mov  a,hr_hi         ;sent text (hr)

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

acall tx_text
mov a,hr_low
acall tx_text
mov a,#':' ;sent text ':'
acall tx_text
mov a,min_hi ;sent text (min)
acall tx_text
mov a,min_low
acall tx_text
mov a,#':' ;sent text ':'
acall tx_text
mov a,sec_hi ;sent text (sec)
acall tx_text
mov a,sec_low
acall tx_text
mov a,#' ' ;sent text 'bank'
acall tx_text
mov a,#0AH ;Enter
acall tx_text
mov a,#0DH ;CURSOR AT HOME
acall tx_text

mov dph,add_hi
mov dpl,add_low
ret
;*****
comp_time:
mov a,dat_date
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov date_hi,ascii_hi
mov date_low,ascii_low

mov a,dat_mon
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov mon_hi,ascii_hi
mov mon_low,ascii_low

mov a,dat_year
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov year_hi,ascii_hi
mov year_low,ascii_low

mov a,dat_hr
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov hr_hi,ascii_hi
mov hr_low,ascii_low

mov a,dat_min
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov min_hi,ascii_hi
mov min_low,ascii_low

mov a,dat_sec
acall bcd2ascii ;convert Ascii code
mov sec_hi,ascii_hi
mov sec_low,ascii_low
ret
;*****
comp_text:

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        mov    a,comp_buf

        cjne  a,'#A',comp_txtA
        mov   dptr,#text_A
        acall sen_txt_comp
        ret

comp_txtA:
        cjne  a,'#B',comp_txtB
        mov   dptr,#text_B
        acall sen_txt_comp
        ret

comp_txtB:
        cjne  a,'#C',comp_txtC
        mov   dptr,#text_C
        acall sen_txt_comp
        ret

comp_txtC:
        cjne  a,'#D',comp_txtD
        mov   dptr,#text_D
        acall sen_txt_comp
        ret

comp_txtD:
        cjne  a,'#E',comp_txtE
        mov   dptr,#text_E
        acall sen_txt_comp
        ret

comp_txtE:
        cjne  a,'#F',comp_txtF
        mov   dptr,#text_F
        acall sen_txt_comp
        ret

comp_txtF:
        ret
;*****
sen_txt_comp:
        clr    a
        movc  a,@a+dptr
        cjne  a,#0ffh,sen_txt1
        ret

sen_txt1:
        acall tx_text
        inc   dptr
        sjmp  sen_txt_comp
        ret
;*****
en_com1:
        mov   scon,#50h
        orl   pcon,#00h
        mov   tmod,#20h
        mov   th1,#0FDh
        setb  tr1
        ret
;*****
;*****          DELAY_TIME          *****
;*****
DE_1mS:
        mov   r7,#0FAH

DE_1mS1:
        nop
        nop

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        djnz r7,DE_1mS1
        ret

DE_100uS:
        mov r7,#200
        djnz r7,$
        ret

DE_I2C:
        mov r6,#5
        djnz r6,$
        ret

de_10ms:
de_10ms1:
        mov r6,#10
        acall de_1ms
        DJNZ R6,de_10ms1
        ret

de_100ms:
de_100ms1:
        mov r6,#100
        acall de_1ms
        djnz r6,de_100ms1
        ret

DE_1S:
DE_1S2:
        mov r5,#4
DE_1S1:
        mov r6,#250
        acall DE_1mS
        djnz r6,DE_1S1
        djnz r5,DE_1S2
        ret
        END

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กิตติกรรมประกาศ

ทางผู้จัดทำโครงการนี้ ขอขอบพระคุณรองศาสตราจารย์ นิภา สีลารุจิ และ รองศาสตราจารย์ ณรงค์ เหมกรณ์ อาจารย์ที่ปรึกษาเป็นอย่างสูง ที่ได้ประสิทธิ์ประสาทวิชาแก่ผู้จัดทำ ตลอดจนคำแนะนำ และ ให้คำปรึกษาในการทำปฏิญานิพนธ์นี้ ขอขอบคุณอาจารย์ และ เจ้าหน้าที่ภาควิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม ที่มีส่วนช่วยเหลือในการทำปฏิญานิพนธ์ จนสำเร็จลุล่วงด้วยดี สุดท้ายนี้ขอขอบคุณเพื่อน ๆ ที่คอยให้กำลังใจ และ ให้ความช่วยเหลือในการทดลองการทำงานของโครงการนี้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บรรณานุกรม

- [1] รศ. สมยศ จุณณะปิยะ . การประยุกต์ใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์ , พิมพ์ครั้งที่ 5 . กรุงเทพฯ , 2546
- [2] ชูเกียรติ จันทรานี . ทฤษฎีตรวจสอบโทรทัศน์สี , พิมพ์ครั้งที่ 8 . กรุงเทพฯ : เทพนิมิต , 2533
- [3] สมศักดิ์ เตชะเศรษฐ์ธนะ และ สุชาติ กังวารจิตต์ , ทฤษฎีและปฏิบัติโทรทัศน์สีระบบPAL , ปรับปรุงและเพิ่มเติมครั้งที่ 2 . กรุงเทพฯ : ซีเอ็ดดูเลชั่น , 2540
- [4] วรพจน์ กรแก้ววัฒนกุล , สนุกกับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS 51 , บริษัท อินโนเวตีฟอิเล็กทรอนิกส์ จำกัด
- [5] อภิชาติ ภูพิลัภ , เริ่มต้นเขียนโปรแกรมค้อและควบคุมฮาร์ดแวร์ด้วย Visual Basic, พิมพ์ครั้งที่ 1 กันยายน 2546: Infopress Developer Book
- [6] วรพจน์ กรแก้ววัฒนกุล , ช่วยฉัน ลืมพรจิตร์วิไล , เรียนรู้และปฏิบัติการ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS 51 , ฉบับ AT89C51 ของ Atmel , บริษัท อินโนเวตีฟอิเล็กทรอนิกส์ จำกัด



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้