

สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง

ระบบมอนิเตอร์อุณหภูมิแบบไร้สาย

3

Wireless Temperature Monitoring System



ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต  
สาขาวิชาอิเล็กทรอนิกส์  
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง  
ปีการศึกษา 2549

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ระบบมอนิเตอร์อุณหภูมิแบบไร้สาย  
Wireless Temperature Monitoring System



ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาคตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต  
สาขาวิชาอิเล็กทรอนิกส์  
คณะวิศวกรรมศาสตร์  
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง  
ปีการศึกษา 2549

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญาานิพนธ์ปีการศึกษา 2549

ภาควิชาอิเล็กทรอนิกส์

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าลาดกระบัง

เรื่อง ระบบมอนิเตอร์อุณหภูมิแบบไร้สาย ( Wireless Temperature Monitoring System)

ผู้จัดทำ

1. นายภูมินทร์ มุทธานนท์ รหัส 46010589

2. นางสาวมยุรี นามสิน รหัส 46010600



.....อาจารย์ที่ปรึกษา  
(รศ.ดร. ชูชาติ ปิณฑวิรุจน์)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## ระบบอนิเตอร์อุณหภูมิแบบไร้สาย

นายภูมินทร์ มูลสถาน รหัส 46010589

นางสาวมยุรี นามสิน รหัส 46010600

รศ.ดร. ชูชาติ ปิณฑวิรุจน์ อาจารย์ที่ปรึกษา

ปีการศึกษา 2549

### บทคัดย่อ

โครงการนี้เกี่ยวกับการตรวจสอบอุณหภูมิภายในห้องซึ่งสามารถตรวจสอบได้โดยไม่ต้องอยู่ที่บริเวณห้อง โดยจะใช้ไอซี DS18S20 เป็นเซนเซอร์อ่านอุณหภูมิและทำการแสดงผลทาง 7-Segment แล้วทำการส่งผ่านข้อมูลแบบไร้สายโดยใช้ RF โมดูล ทำการเชื่อมต่อกันเป็นโครงข่าย และส่งค่ามายังตัวรับซึ่งทำการเชื่อมต่อเข้ากับเครื่องคอมพิวเตอร์แล้วทำการประมวลผลโดยใช้ Visual Basic เพื่อแสดงค่าอุณหภูมิที่อ่านค่าได้ นำมาแสดงบนหน้าจอและแสดงผลออกมาเป็นรูปภาพ และเก็บค่าที่รับได้ไว้ในระบบฐานข้อมูล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Wireless Temperature Monitoring System

Mr. Poomin Mulsatan ID 46010589

Miss Mayuri Namsin ID 46010600

Assoc. Prof. Dr. Chuchart Pintavirooj Advisor

Educational Year 2006

### Abstract

This project is about how to “Monitor Temperature”. It can check temperature in a room by using IC “DS1820”. It shows temperature by 7-segment then create network between transmitter and receiver and then send wireless signal ( radio frequency) to transfer data to receiver by RF module. The receiver is connect with computer by serial port. Computer will show temperature as graph in time and temperature by using the written in programm Visual Basic.NET and then save data to database ( Microsoft Access)

## กิตติกรรมประกาศ

โครงการระบบมอนิเตอร์อุณหภูมิแบบไร้สายนี้สามารถเสร็จสิ้นลงได้ ผู้จัดทำรายงานขอขอบพระคุณอาจารย์ที่ปรึกษาที่ได้ให้คำปรึกษา และคำแนะนำในการทำโครงการชิ้นนี้ ขอขอบคุณพ่อแม่ผู้ปกครองที่ให้การสนับสนุนทั้งด้านการเงินและคอยเป็นกำลังใจในการทำงานเสมอมา และขอบคุณเพื่อน ๆ ที่คอยให้ความช่วยเหลือเป็นอย่างดี แม้บางครั้งจะรบกวนเพื่อนไปหน่อย

นายภูมินทร์ มุตสถาน รหัส 46010589

นางสาวมยุรี นามสิน รหัส 46010600

ผู้จัดทำ



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญ

	หน้า
บทที่ 1 บทนำ	1
บทที่ 2 ทฤษฎีและหลักการ	
2.1 ทฤษฎีไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	
2.1.1 คุณสมบัติพื้นฐานของ MCS-51	2
2.1.2 ลักษณะการจับขาของ MCS-51	3
2.1.3 พอร์ตอินพุตและพอร์ตเอาต์พุต	6
2.1.4 หน่วยความจำโปรแกรมของ MCS-51	7
2.1.5 หน่วยความจำข้อมูลของ MCS-51	8
2.1.6 รีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษ	10
2.2 DS 1820	
2.2.1 ทฤษฎี DS 1820	12
2.2.2 บล็อกไดอะแกรมภายใน	13
2.2.3 การทำงานในการวัดอุณหภูมิ	15
2.2.4 การทำงานของสัญญาณเตือน	16
2.2.5 บิตเลเซอร์รวม	17
2.2.6 การจัดหาแหล่งจ่ายไฟ	17
2.3 การอินเตอร์เฟซผ่านสายเส้นเดียว	18
2.3.1 หลักการพื้นฐาน	19
2.4 TRW	
2.4.1 Overview	23
2.4.2 Active modes	23
2.4.3 Shock Burst	24
2.4.4 DUOCiever Simultaneous two channel Receive mode	28
2.4.5 Device configuration	29
2.4.6 Configuration Word Detailed Description	31
2.4.7 Data package Description	36
2.4.8 Configuration mode timing	37
2.4.9 ShockBurst Mode Timing	38

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ (ต่อ)

	หน้า
2.5 การเขียน โปรแกรมติดต่อ Serial Port	39
2.5.1 มาตรฐาน RS-232C	40
2.5.2 ลักษณะของคอนเน็กเตอร์แบบ D-Type	40
2.5.3 องค์ประกอบของการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม	42
2.5.4 อัตราเร็วในการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม	43
บทที่ 3 การออกแบบและการสร้างเครื่องรับ – เครื่องส่ง RF	
3.1 การออกแบบและการสร้างเครื่องรับ-เครื่องส่ง	44
3.1.1 การทำงานของวงจร Thermal Sensor	45
3.1.2 การทำงานของ Transmitter	46
3.1.3 การทำงานของ Receiver	47
3.2 ภาคแสดงผล	49
บทที่ 4 การทดลองและผลการทดลอง	51
บทที่ 5 สรุปผลการทดลอง	52
ภาคผนวก	
กิตติกรรมประกาศ	
เอกสารอ้างอิง	

## สารบัญรูป

	หน้า
รูปที่ 2.1 แสดงรายละเอียดโครงสร้างหลักของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	
แบบแฟลช ของ ATMEL	3
รูปที่ 2.2 การจัดขามาตรฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ในอนุกรม AT89C5x	4
รูปที่ 2.3 การใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นอินพุทและเอาต์พุทพอร์ต	6
รูปที่ 2.4 แสดงการจัดพื้นที่ของหน่วยความจำโปรแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	8
รูปที่ 2.5 แสดงลักษณะตำแหน่งที่ตั้งของหน่วยความจำข้อมูล	9
รูปที่ 2.6 แสดงตำแหน่งของหน่วยความจำแบบไบต์และแบบบิต	10
รูปที่ 2.7 ลักษณะตัวถังและการจัดขาของ DS1820	12
รูปที่ 2.8 บล็อกไดอะแกรมภายใน DS1820	13
รูปที่ 2.9 บล็อกไดอะแกรมการวัดค่าอุณหภูมิ	15
รูปที่ 2.10 การแบ่งส่วนในหน่วยความจำรวม 64 บิต	17
รูปที่ 2.11 การจัดหาแหล่งจ่ายไฟเลี้ยงให้กับ DS1820 ในบัส 1-Wire	18
รูปที่ 2.12 การจัดแหล่งจ่ายไฟภายนอกและการอินเตอร์เฟสร่วม DS1820	
หลายตัวบนบัส 1-Wire	18
รูปที่ 2.13 จังหวะเวลาในการทำกระบวนการตรวจสอบว่ามีอุปกรณ์อยู่บนบัส	20
รูปที่ 2.14 จังหวะเวลาที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ใช้เขียนบิตข้อมูล 0 หรือ 1	
ไปยังอุปกรณ์บนบัส	22
รูปที่ 2.15 จังหวะเวลาสำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์ในการอ่านบิตข้อมูล 0 หรือ 1	
จากอุปกรณ์บนบัส	22
รูป 2.16 จับเวลาข้อมูล โดย CPU ส่ง โดยเทคโนโลยี Shock Burst	24
รูปที่ 2.17 การใช้กระแส RF โดยใช้และไม่ใช้เทคโนโลยี Shock Burst	25
รูปที่ 2.18 Flow Chart ShockBurst การส่งของระบบย่อย nRF2401	25
รูปที่ 2.19 Flow Cart ShockBurst การรับระบบย่อย nRF2401	27
รูปที่ 2.20 Simultaneous 2 channel receiver on nRF24E1	28
รูปที่ 2.21 DUOCiever โดยมี 2 ช่องสัญญาณรับข้อมูลที่เป็นอิสระต่อกัน	29
รูปที่ 2.22 DATA package set-up	30
รูปที่ 2.23 Data package Diagram	36

## สารบัญรูป (ต่อ)

	หน้า
รูปที่ 2.24 Timing Diagram สำหรับ configuration ระบบย่อย nRF2401 ถ้า configuration mode มาจาก power down CS สามารถ set high หลังจาก Tpd2sby	37
รูปที่ 2.25 Timing ของ ShockBurst ใน TX	38
รูปที่ 2.26 Timing ของ ShockBurst ใน Rx	39
รูปที่ 2.27 DB9	40
รูปที่ 2.28 DB25	41
รูปที่ 3.1 วงจรตัวส่ง SENSOR DS 1820	44
รูปที่ 3.2 Flow Chart แสดงขั้นตอนการทำงานของ Thermal Sensor	45
รูปที่ 3.3 Flow Chart แสดงขั้นตอนการทำงานของ Transmitter	46
รูปที่ 3.4 Flow Chart แสดงขั้นตอนการทำงานของ Receiver	47
รูปที่ 3.5 วงจรตัวรับ	48
รูปที่ 3.6 Flow Chart แสดงการทำงานของภาคแสดงผล	49
รูปที่ 3.7 ฟอรัมของ โปรแกรมแสดงผล	50
รูปที่ 4.1 แสดงผลโดยการ Plot Graph	51

## สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1 แสดงคุณสมบัติทางไฟฟ้าของ DS 1820	14
ตารางที่ 2.2 ความสัมพันธ์ของค่าอุณหภูมิกับข้อมูลดิจิทัลเอาต์พุต	16
ตารางที่ 2.3 nRF2401 subsystem main modes	23
ตารางที่ 2.4 ช่องความถี่และการ set Rx	28
ตารางที่ 2.5 ตารางของ Configuration word	30
ตารางที่ 2.6 Configuration data word	31
ตารางที่ 2.7 PLL setting	32
ตารางที่ 2.8 จำนวนของบิตใน payload	32
ตารางที่ 2.9 แอคเตอรส์ของตัวรับ 1 และ 2	33
ตารางที่ 2.10 จำนวนบิตที่ต้องคงไว้สำหรับ RX address + CRC setting	33
ตารางที่ 2.11 RF operational setting	34
ตารางที่ 2.12 crystal frequency setting	35
ตารางที่ 2.13 RF output power setting	35
ตารางที่ 2.14 ช่องความถี่ และการ set Rx / Tx	35
ตารางที่ 2.15 รายละเอียดของ Data package	36
ตารางที่ 2.16 แสดงสัญลักษณ์และชื่อสัญญาณของ Connector แบบ C-Type	41
ตารางที่ 4.1 ผลการทดลองวัดค่าอุณหภูมิโดยใช้ Thermometer, Multimeter และ DS 1820	51

## บทที่ 1

### บทนำ

ระบบไร้สายเป็นระบบควบคุมที่ไม่ต้องมีอุปกรณ์ใด ๆ เป็นตัวนำสัญญาณ โดยสัญญาณจะเดินทางผ่านไปสู่อากาศ ชนิดของสัญญาณที่เดินทางผ่านไปสู่อากาศได้ อาจอยู่ในรูปแบบของสัญญาณเสียง สัญญาณแสง และคลื่นวิทยุ สำหรับคลื่นวิทยุนั้นสามารถทะลุผ่านสิ่งกีดขวางได้ สัญญาณของระบบวิทยุจะถูกนำมามอดูเลตกับคลื่นวิทยุที่ภาคส่งก่อนซึ่งเป็นหลักการทั่วไปของการสื่อสาร

ในโครงการนี้เป็นระบบมอดูเลเตอร์อณูภูมิแบบไร้สาย ซึ่งต้องการอ่านค่าอณูภูมิในจุดต่าง ๆ โดยที่เราสามารถอ่านค่าได้โดยไม่ต้องเดินทางไปยังจุดนั้น ทั้งยังไม่ต้องยุ่งยากในการเดินสาย เนื่องจากเป็นแบบไร้สายโดยอาศัยคลื่นวิทยุในการส่งข้อมูลอณูภูมิ และได้นำอุปกรณ์ทางอิเล็กทรอนิกส์มาช่วยในการอ่านอณูภูมิและช่วยในการส่งข้อมูล โดยนำไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 เบอร์ AT89S52 เข้ามาเป็นตัวควบคุม ส่วนตัววัดอณูภูมิใช้ไอซีเบอร์ DS1820 มาเป็นตัวตรวจจับอณูภูมิ ค่าที่ได้ออกมาเป็นสัญญาณดิจิตอลส่งไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์พร้อมกับแสดงผลออกมา ส่วนสัญญาณไร้สายได้นำ Module RF TRW มาใช้ในการส่งสัญญาณ ในส่วนของการแสดงผลจะใช้โปรแกรม Visual Basic.Net โดยจะแสดงผลเป็นกราฟระหว่างอณูภูมิกับเวลา

## บทที่ 2

### ทฤษฎีและหลักการ

#### 2.1 ทฤษฎีไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

##### 2.1.1 คุณสมบัติพื้นฐานของ MCS-51

คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์ ตระกูล MCS-51 อนุกรม AT89xx

1. เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ใช้ซีพียูขนาด 8 บิต
2. ภายในมีหน่วยความจำโปรแกรมเป็นแบบแฟลช สามารถลบและเขียนใหม่ได้พันครั้ง
3. หน่วยความจำข้อมูลพื้นฐานเป็นหน่วยความจำแบบแรม ในบางเบอร์จะมีหน่วยความจำแบบอีอีพรอมเพิ่มเติม
4. ขาพอร์ตเป็นแบบสองทิศทาง สามารถใช้งานเป็นได้ทั้งอินพุตและเอาต์พุต
5. มีวงจรสื่อสารอนุกรมแบบฟูลดูพลีกซ์
6. ไทมเมอร์/คาน์เตอร์ขนาด 16 บิต อย่างน้อย 2 ตัว
7. สามารถรองรับแหล่งกำเนิดอินเตอร์รัปต์ได้ 6 ประเภท
8. สามารถขยายหน่วยความจำภายนอกเพิ่มเติมได้สูงสุด 64 กิโลไบต์
9. มีวงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาอยู่ภายในชิป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



P1.0	1	40	VCC
P1.1	2	39	P0.0 (AD0)
P1.2	3	38	P0.1 (AD1)
P1.3	4	37	P0.2 (AD2)
P1.4	5	36	P0.3 (AD3)
P1.5	6	35	P0.4 (AD4)
P1.6	7	34	P0.5 (AD5)
P1.7	8	33	P0.6 (AD6)
RST	9	32	P0.7 (AD7)
(RXD) P3.0	10	31	EA/VPP
(TXD) P3.1	11	30	ALE/PROG
(INT0) P3.2	12	29	PSEN
(INT1) P3.3	13	28	P2.7 (A15)
(T0) P3.4	14	27	P2.6 (A14)
(T1) P3.5	15	26	P2.5 (A13)
(WR) P3.6	16	25	P2.4 (A12)
(RD) P3.7	17	24	P2.3 (A11)
XTAL2	18	23	P2.2 (A10)
XTAL1	19	22	P2.1 (A9)
GND	20	21	P2.0 (A8)

รูปที่ 2.2 การจัดขามาตรฐานของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ในอนุกรม AT89C5x

**ขา Vcc** ใช้สำหรับต่อไฟเลี้ยง +5V

**ขา GND** เป็นขากราวด์ สำหรับต่อกับกราวด์ของระบบ

**ขาพอร์ต 0 (P0.0-P0.7)** มีขา 8 ขา สามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุตและเอาต์พุต สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ต 0 ขาใดขาหนึ่งเป็นอินพุต สามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล "1" ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย ส่งผลให้ขาพอร์ตนั้นมีสถานะปล่อยลอย (float) จึงมีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง สามารถใช้งานเป็นขาพอร์ตอินพุตได้ นอกจากนั้นขาพอร์ตนี้อยู่ถูกใช้งานในการติดต่อกับขาแอดเดรสไบต์ต่ำของหน่วยความจำภายนอก (A0-A7) และขาข้อมูล (D0-D7) โดยใช้กระบวนการมัลติเพล็กซ์เข้าช่วย เพื่อสลับการทำงานเป็นได้ทั้งขาติดต่อกับแอดเดรส และขาข้อมูล

**ขาพอร์ต 1 (P1.0-P1.7)** มีขา 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นทั้งอินพุตและเอาต์พุต สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ตใดเป็นอินพุต สามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล "1" ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย

**ขาพอร์ต 2 (P2.0-P2.7)** มีขา 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุตและเอาต์พุต สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ตใดเป็นอินพุตสามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล “1” ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย ส่งผลให้ขาพอร์ตนั้นมีสถานะปล่อยลอย (float) จึงมีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง สามารถใช้งานเป็นขาพอร์ตอินพุตได้ นอกจากนั้นขาพอร์ตนี้ยังถูกใช้งานในการติดต่อกับขาแอดเดรสไบต์สูงของหน่วยความจำภายนอก (A8-A15)

**ขาพอร์ต 3 (P3.0-P3.7)** มี 8 ขา แต่ละขาสามารถกำหนดให้เป็นได้ทั้งอินพุตและเอาต์พุต สำหรับใช้งานทั่วไป ถ้าหากต้องการกำหนดให้ขาพอร์ตใดเป็นอินพุตสามารถทำได้โดยการเขียนข้อมูล “1” ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตที่ต้องการติดต่อด้วย ส่งผลให้ขาพอร์ตนั้นมีสถานะปล่อยลอย (float) จึงมีอินพุตอิมพีแดนซ์สูง สามารถใช้งานเป็นขาพอร์ตอินพุตได้ นอกจากนั้นขาพอร์ต 3 ยังเป็นขาที่มีหน้าที่การใช้งานพิเศษ ดังมีรายละเอียดขั้นตอนนี้ต่อไปนี้

**P3.0** ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับข้อมูลจากการสื่อสารแบบอนุกรม หรือขา RxD

**P3.1** ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับข้อมูลจากการสื่อสารแบบอนุกรม หรือขา TxD

**P3.2** ใช้เป็นขาอินพุตรับสัญญาณอินเทอร์รัปต์จากภายนอกช่อง 0 หรือขา INT0

**P3.3** ใช้เป็นขาอินพุตรับสัญญาณอินเทอร์รัปต์จากภายนอกช่อง 1 หรือขา INT1

**P3.4** ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับสัญญาณไทมเมอร์จากภายนอกช่อง 0 หรือขา T0

**P3.5** ใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับสัญญาณไทมเมอร์จากภายนอกช่อง 1 หรือขา T1

**P3.6** ใช้เป็นขาสัญญาณ  $\overline{WR}$  ในกรณีที่ใช้เชื่อมต่อกับหน่วยความจำภายนอก

**P3.7** ใช้เป็นขาสัญญาณ  $\overline{RD}$  ในกรณีที่ใช้เชื่อมต่อกับหน่วยความจำภายนอก

**ขารีเซ็ต (Reset)** ใช้ในการรีเซ็ตการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์ โดยใช้การป้อนสัญญาณเพื่อรีเซ็ตสถานะที่ขาที่ีต้องอยู่ในระดับรีเซ็ตอย่างน้อย 2 แมกซ์ซินไซเคิล โดยที่วงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกายังคงทำงานต่อเนื่องไปอย่างเป็นปกติ

**ขา  $\overline{ALE}/\overline{PROG}$  (Address Latch Enable/Program pulse input)** เป็นขาที่ใช้ในการควบคุมการแลตช์ของขาพอร์ต 0 เมื่อมีการใช้งานหน่วยความจำภายนอก นอกจากนั้นขานี้ยังใช้เป็นขาสำหรับรับพัลส์ของการโปรแกรมสำหรับโปรแกรมข้อมูลลงในไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ในรุ่นที่มีหน่วยความจำโปรแกรมเป็นแบบอีพรอม

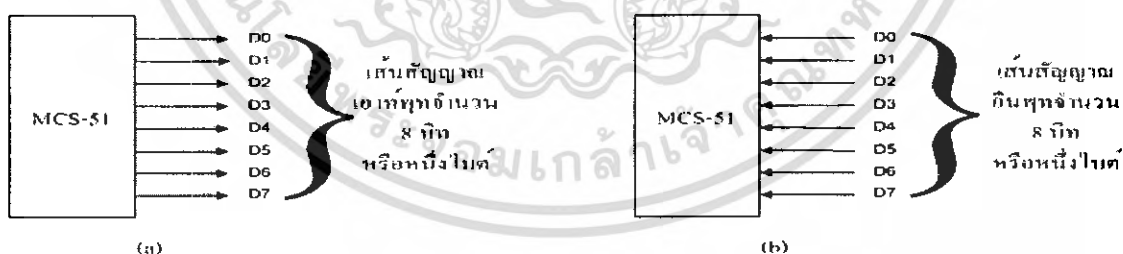
**ขา  $\overline{PSEN}$  (Program Store Enable)** ขานี้ใช้ในการส่งสัญญาณเพื่อร้องขอติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก เมื่อไมโครคอนโทรลเลอร์ต้องการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก ตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ต้องการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกตัวไมโครคอนโทรลเลอร์จะส่งสัญญาณออกมาที่ขานี้ 2 ครั้ง ในแต่ละแมกซ์ซินไซเคิล แต่ถ้าหากติดต่อกับหน่วยความจำข้อมูลภายนอกขานี้จะไม่มี การส่งสัญญาณใดๆออกมา

**ขา EA /Vpp (External Access enable/Programming voltage input)** ใช้สำหรับเลือกการติดต่อหน่วยความจำโปรแกรมจากภายนอกหรือภายในตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ ถ้าขาขานี้เป็น “0” เป็นการเลือกให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก แต่ถ้าหากขาขานี้เป็น “1” เป็นการเลือกให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ติดต่อกับหน่วยความจำภายในตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ นอกจากนี้ที่ขาขานี้ยังใช้เป็นขาอินพุตสำหรับรับแรงดันไฟสูงสำหรับการโปรแกรมหน่วยความจำภายในไมโครคอนโทรลเลอร์ สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบแฟลชต้องการแรงดันสำหรับการโปรแกรม +5V

**ขา XTAL1 และ XTAL2** เป็นขาสำหรับต่อคริสตัลเพื่อสร้างสัญญาณนาฬิกาในการกำหนดจังหวะการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์

### 2.1.3 พอร์ตอินพุตและพอร์ตเอาต์พุต

พอร์ต คือ แอดเดรสหนึ่งที่ได้รับกำหนดไว้เพื่อการโอนย้ายข้อมูลระหว่างไมโครคอนโทรลเลอร์กับอุปกรณ์ภายนอก การกำหนดประเภทของการติดต่อขึ้นอยู่กับทิศทางการไหลของข้อมูล เมื่อพิจารณาจากไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นหลัก จากรูปที่ 2.3(a) เป็นการใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นเอาต์พุตพอร์ต และจากรูป 2.3(b) เป็นการใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นอินพุตพอร์ต



รูปที่ 2.3 การใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นอินพุตและเอาต์พุตพอร์ต

#### 2.1.3.1 การใช้งานพอร์ตเป็นอินพุต

การใช้งานพอร์ตเป็นการอินพุตข้อมูลจะต้องเริ่มต้นด้วยการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 1 ออกมาทางบิตของพอร์ตสั้นก่อนเป็นอันดับแรก เพื่อหยุดการทำงานของทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณ

เอาท์พุทของบิตนั้น ทำให้ขาสัญญาณของบิตถูกต่อเข้ากับตัวต้านทานซึ่งทำหน้าที่ Pull-up ภายใน ซึ่งมีผลทำให้บิตนั้นของพอร์ต 1, 2 และ 3 เป็นสถานะลอจิกสูง ตัวต้านทานนี้มี

ค่าประมาณ 50 kohm ซึ่งเป็นค่าที่สูงมาก และทำให้อุปกรณ์ภายนอกสามารถขับสัญญาณของพอร์ตเหล่านี้เป็นลอจิกต่ำได้ง่าย สำหรับบิตของพอร์ต 0 นั้นแม้ว่าจะมีหลักการทำงานที่คล้ายคลึงกันกับบิตของพอร์ตอื่นๆ แต่เนื่องจากไม่มีตัวต้านทานซึ่งทำหน้าที่ Pull-up ภายในไว้ ทำให้เมื่อทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาท์พุทนั้นหยุดการทำงาน ก็จะเป็นผลให้สัญญาณนี้อยู่ในสถานะอิมพีแดนซ์สูงแทน

### 2.1.3.2 การใช้งานพอร์ตเป็นเอาท์พุท

เมื่อมีการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 0 ให้กับแต่ละบิตของพอร์ตทุกพอร์ต ข้อมูลนี้จะถูกส่งให้กับฟลิปฟล็อป ซึ่งจะค้างค่านี้ไว้ และมีผลทำให้ทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาท์พุทนั้นทำงาน ดังนั้นขาสัญญาณก็จะมีสถานะลอจิกเป็นลอจิกต่ำด้วย

ส่วนการส่งข้อมูลที่มีค่าเป็น 1 ออกมานั้น ในกรณีที่เป็นการทำงานในแต่ละบิตของพอร์ต 1, 2 หรือ 3 จะทำให้ทรานซิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ขับสัญญาณเอาท์พุทนั้นหยุดทำงาน มีผลทำให้ขาของสัญญาณเป็นลอจิกสูงด้วยตัวต้านทานที่ Pull-up อยู่ภายในนั้น แต่สำหรับการใช้งานในแต่ละบิตทางพอร์ต 0 นั้นจะมีผลแตกต่างออกไป โดยขาสัญญาณจะมีสถานะอิมพีแดนซ์สูงแทน เนื่องจากไม่มีตัวต้านทานภายในเชื่อมต่ออยู่นั่นเอง ดังนั้นการใช้งานพอร์ต 0 เป็นการนำข้อมูลออกทางเอาท์พุทจึงจำเป็นต้องใช้ตัวต้านทานภายนอก Pull-up สัญญาณไว้กับลอจิกสูงแทน

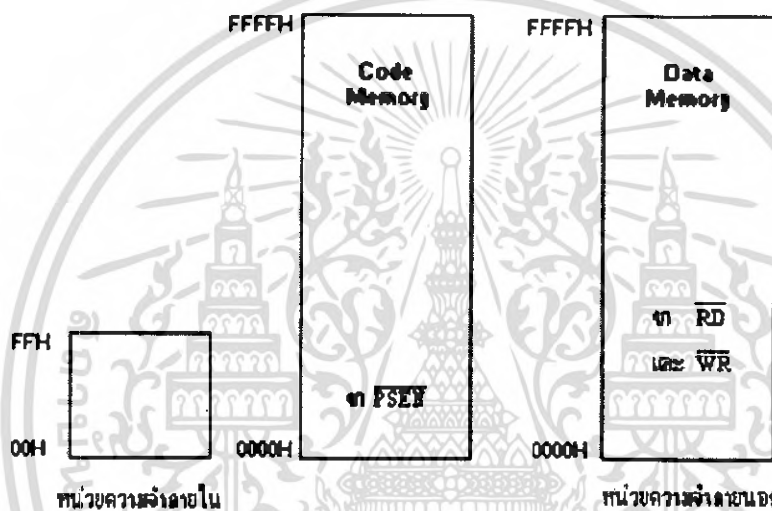
### 2.1.4 หน่วยความจำโปรแกรมของ MCS-51

หน่วยความจำโปรแกรม(Program Memory) มีไว้เพื่อบรรจุคำสั่งหรือโปรแกรมที่ผู้ใช้พัฒนาขึ้น จัดเก็บไว้ในหน่วยความจำ โดยอาจจะประกอบอยู่ภายในตัวของไอซี 89C51 เอง หรือเป็นไอซีหน่วยความจำ EPROM หรือ ROM แยกออกต่างหากได้ ในกรณีหลังจำเป็นต้องมีการใช้พอร์ตอินพุทเอาท์พุท ทำหน้าที่เป็นบัสแอดเดรส และบัสข้อมูลเพื่อให้สามารถติดต่อกับหน่วยความจำมาตรฐานทั่วไปได้

หน่วยความจำโปรแกรมของ 89C51 เป็นบริเวณหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลและคำสั่งใช้งานต่างๆ ซึ่งแม้ว่าจะไม่มีการจ่ายกระแสไฟฟ้าให้ระบบข้อมูลเหล่านี้ก็ยังไม่สูญหาย โครงสร้างของหน่วยความจำโปรแกรมมีลักษณะเช่นเดียวกับหน่วยความจำที่บรรจุอยู่ในไอซีหน่วยความจำประเภทต่างๆเช่น หน่วยความจำแบบ ROM (Read Only Memory) หรือ EPROM (Erasable Programmable Read Only Memory)

การจัดพื้นที่ของหน่วยความจำโปรแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ 89C51 จะมีการจัดพื้นที่ดังรูปที่ 2.4 โดยที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ 89C51 สามารถอ่านข้อมูลหน่วยความจำโปรแกรมสูงสุดได้ไม่เกิน 64 กิโลไบต์ และแยกประเภทของหน่วยความจำโปรแกรมเป็น 2 ลักษณะตาม

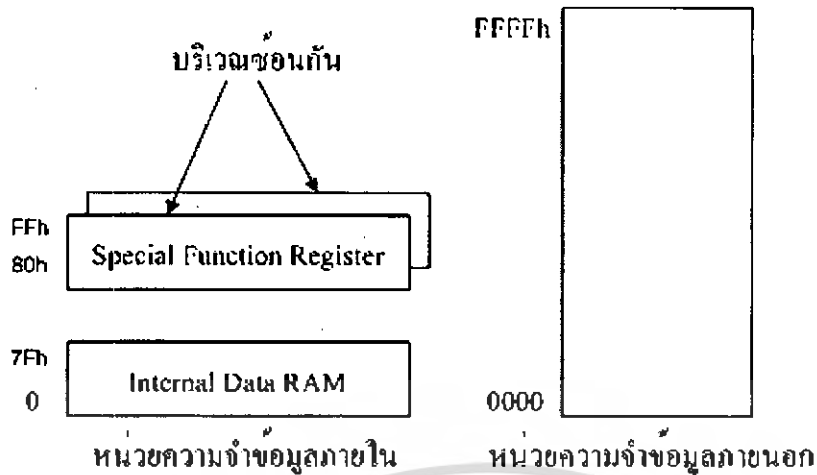
ตำแหน่งของหน่วยความจำนั้น คือ หน่วยความจำโปรแกรมภายใน (Internal Program Memory) ซึ่งเป็นหน่วยความจำ ROM หรือ EPROM ที่อยู่ภายในตัวไอซี ไมโครคอนโทรลเลอร์เอง และหน่วยความจำภายนอก (External Program Memory) ซึ่งเป็นการใช้ไอซีหน่วยความจำมาทำหน้าที่เป็นหน่วยความจำโปรแกรมของระบบ



รูปที่ 2.4 แสดงการจัดพื้นที่ของหน่วยความจำโปรแกรมของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

### 2.1.5 หน่วยความจำข้อมูลของ MCS-51

หน่วยความจำข้อมูลมีหน้าที่สำหรับเก็บข้อมูลหรือตัวแปรที่เกิดขึ้นในขณะที่กำลังประมวลผลโปรแกรมไว้เป็นการชั่วคราว โดยที่หน่วยความจำข้อมูลจะมีลักษณะเป็นหน่วยความจำ RAM แบบสแตติก (Static) ดังนั้นเมื่อไม่มีการจ่ายไฟให้กับระบบ ก็จะมีผลทำให้ข้อมูลที่จัดเก็บไว้ในหน่วยความจำนี้สูญหายไป พื้นที่ของหน่วยความจำข้อมูลของ 89C51 สามารถมีได้ไม่เกิน 64 กิโลไบต์ และแยกประเภทออกเป็นสองลักษณะตำแหน่งที่ตั้งของหน่วยความจำนั้นดังลักษณะในรูปที่ 2.5 คือ หน่วยความจำโปรแกรมภายใน (Internal Data Memory) หรือ RAM ที่อยู่ภายในตัวไมโครคอนโทรลเลอร์เอง และหน่วยความจำข้อมูลภายนอก (External Data Memory) ซึ่งเป็นการใช้ไอซีหน่วยความจำ RAM มาเพิ่มเติมเข้าไปในวงจร ลักษณะเดียวกับการนำไอซี EPROM มาใช้งานเป็นหน่วยความจำโปรแกรมนั่นเอง



รูปที่ 2.5 แสดงลักษณะตำแหน่งที่ตั้งของหน่วยความจำข้อมูล

### 2.1.5.1 หน่วยความจำข้อมูลภายใน

หน่วยความจำข้อมูลภายใน 89C51 มีจำนวนทั้งหมด 256 ไบต์ โดยจำแนกออกได้เป็นสองลักษณะคือ พื้นที่เฉพาะสำหรับตัวประมวลผลกลางใช้งานเท่านั้นซึ่งเรียกว่ารีจิสเตอร์ และพื้นที่ใช้งานทั่วไปสำหรับโปรแกรมใช้งานที่ผู้ใช้สร้างขึ้นมา จากรูปที่ 2.6 แสดงถึงการจัดพื้นที่ของหน่วยความจำข้อมูลภายในของ 89C51 ซึ่งแบ่งเป็นสองส่วน คือ หน่วยความจำขนาด 128 ไบต์แรก และหน่วยความจำขนาด 128 ไบต์ถัดไป

### 2.1.5.2 หน่วยความจำขนาด 128 ไบต์แรก

บริเวณนี้จะมีตำแหน่งแอดเดรสอยู่ในช่วง 00H ซึ่งแบ่งได้เป็นอีกสามส่วนดังนี้

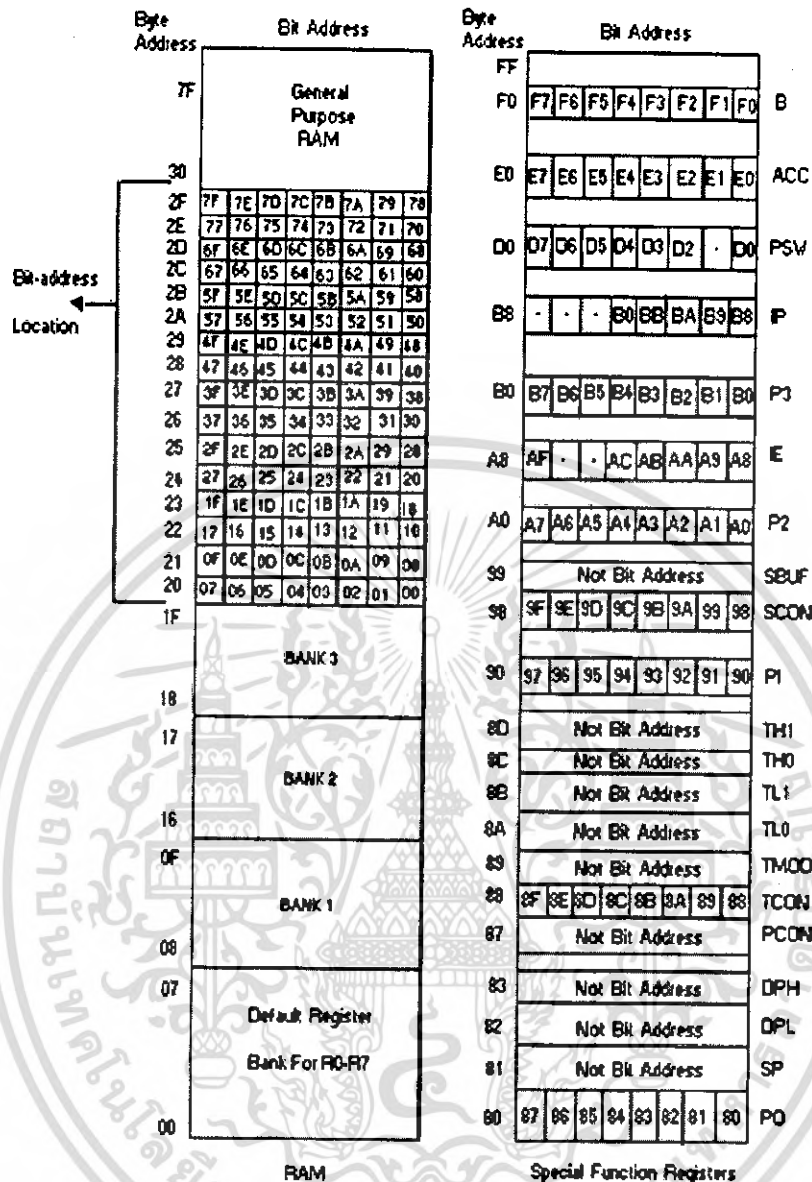
- \* บริเวณแอดเดรส 00H-1FH จำนวน 32 ไบต์ จำแนกออกเป็นกลุ่มหรือแบงก์ข้อมูลจำนวน 8 ไบต์ รวมทั้งหมดสี่กลุ่ม พื้นที่ข้อมูลในแต่ละกลุ่มจะถูกใช้งานในฐานะของรีจิสเตอร์ทั่วไป เรียกว่า รีจิสเตอร์ R0-R7

- \* บริเวณแอดเดรส 20H-2FH จำนวน 16 ไบต์ จะเป็นพื้นที่ส่วนสำหรับผู้ใช้ที่สามารถอ้างถึงข้อมูลได้ทั้งแบบ ไบต์และแบบบิต

- \* บริเวณแอดเดรส 30H-7FH เป็นบริเวณที่สามารถนำไปใช้งานได้โดยอิสระ โดยสามารถอ้างอิงได้เฉพาะในลักษณะของไบต์ข้อมูลตามปกติเท่านั้น

### 2.1.5.3 หน่วยความจำขนาด 128 ไบต์ถัดไป

พื้นที่ตั้งแต่แอดเดรส 80H-FFFH เป็นหน่วยความจำที่นำมาใช้งานเป็นรีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษ แต่ก็ยังมีบริเวณของหน่วยความจำที่อยู่บริเวณนี้ที่ผู้ใช้สามารถเก็บข้อมูลได้ แต่การเรียกใช้งานจะต้องมีการเข้าถึงข้อมูลแบบ โคโยอ้อมเท่านั้น



รูปที่ 2.6 แสดงตำแหน่งของหน่วยความจำแบบไบต์และแบบบิต

### 2.1.6 รีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษ

เป็นรีจิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ควบคุมการทำงานของอุปกรณ์หรือพอร์ตของ 89C51 ทั้งหมด โดยมีตำแหน่งอยู่ในบริเวณแอดเดรส 80H-FFH การใช้งานรีจิสเตอร์หน้าที่พิเศษเหล่านี้สามารถทำได้ทั้งการระบุถึงชื่อรีจิสเตอร์หรือตำแหน่งแอดเดรสที่เป็นของรีจิสเตอร์นั้นก็ได้

#### 2.1.6.1 แอควิวมูลเตอร์ (Accumulator)

เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต ทำหน้าที่เก็บข้อมูลที่ส่งให้หน่วยทำงานในซีพียูและเก็บผลลัพธ์ที่ได้จากการทำงานนั้น การใช้งานในโปรแกรมจะเรียกว่า รีจิสเตอร์ A

#### 2.1.6.2 รีจิสเตอร์ B

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เป็นรีจิสเตอร์ที่ใช้สำหรับการทำคำสั่งการคูณหารตัวเลข ในกรณีที่ไมใช้การคำนวณทางด้านคณิตศาสตร์ ก็สามารถนำไปใช้งานเช่นเดียวกับรีจิสเตอร์ทั่วไปได้

#### 2.1.6.3 โปรแกรมเคาน์เตอร์(Program Counter)

เป็นรีจิสเตอร์ที่ใช้สำหรับการชี้ตำแหน่งแอดเดรสของหน่วยความจำโปรแกรม ซึ่งจะต้องไปทำงานในลำดับถัดไป การใช้งานในโปรแกรมจะเรียกว่า รีจิสเตอร์ PC

#### 2.1.6.4 สแต็กพอยน์เตอร์(Stack Pointer)

เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต ทำหน้าที่เก็บตำแหน่งของตัวชี้หรือพอยน์เตอร์ของบริเวณสแต็กสำหรับเก็บข้อมูลแอดเดรสรีจิสเตอร์ต่างๆ รวมทั้งข้อมูลจากโปรแกรม ค่าเริ่มต้นของสแต็กจะอยู่ที่ตำแหน่ง 07H การใช้งานในโปรแกรมจะเรียกว่ารีจิสเตอร์ SP

#### 2.1.6.5 ตัวชี้ข้อมูลหรือดาต้าพอยน์เตอร์(Data Pointer)

เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 16 บิต ซึ่งเรียกว่า รีจิสเตอร์ DPTR และสามารถใช้งานแยกออกเป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต สองตัว คือ รีจิสเตอร์ DPH และ DPL เพื่อเก็บค่าแอดเดรสของหน่วยความจำที่จะต้องใช้งานภายในโปรแกรม หรืออาจเป็นแอดเดรสของอุปกรณ์ภายนอก

#### 2.1.6.6 โปรแกรมสแตตัสเวิร์ด(PSW)

รีจิสเตอร์นี้ทำหน้าที่บอกถึงแฟล็กสถานะการทำงานต่างๆ รวมทั้งบิตสำหรับการกำหนดเลือกแบงก์(Bank) ของรีจิสเตอร์ที่ใช้งานด้วย

#### 2.1.6.7 รีจิสเตอร์ที่เกี่ยวข้องกับพอร์ต(Port Register)

รีจิสเตอร์เหล่านี้จะมีความเกี่ยวข้องกับการทำงานของพอร์ตอินพุทเอาต์พุท โดยตรงซึ่งจะเป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต สามารถใช้งานได้ทั้งในลักษณะการอินพุทหรือการเอาต์พุทข้อมูลได้

#### 2.1.6.8 รีจิสเตอร์ SBUF

เป็นบัฟเฟอร์ขนาด 8 บิต สำหรับการสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรมทั้งการรับและการส่งข้อมูล

#### 2.1.6.9 รีจิสเตอร์ PCON

เป็นรีจิสเตอร์ควบคุมการทำงานในสามลักษณะ ซึ่งได้แก่ การควบคุมการทำงานของโปรแกรมเซ็นเซอร์ การกำหนดอัตราวิถุของอัตราเร็วในการสื่อสารข้อมูลอนุกรมและแฟล็กสถานะการทำงานทั่วไป

#### 2.1.6.10 รีจิสเตอร์ IP,IE,TMOD,SCON

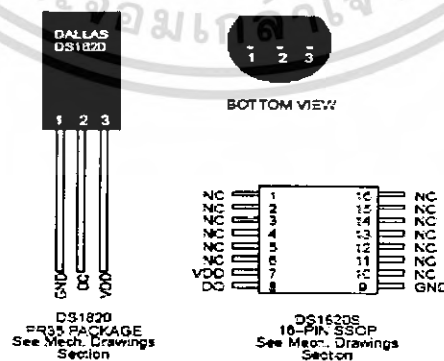
เป็นกลุ่มรีจิสเตอร์ที่ทำหน้าที่ควบคุมการทำงานของอินเตอร์รัปต์ต่างๆ

## 2.2 DS 1820

### 2.2.1 ทฤษฎี DS 1820

อุปกรณ์ที่ทำหน้าที่เซ็นเซอร์ขนาดเล็กให้สัญญาณเอาต์พุตออกมาจากสายสัญญาณเส้นเดียวมีอยู่มากมายหลายเบอร์และหลายรูปแบบแต่ส่วนมากแล้วอุปกรณ์เซ็นเซอร์อุณหภูมิเหล่านั้นมักจะให้สัญญาณเอาต์พุตออกมาเป็นแบบอะนาลอก และอาจเป็นผลดีในแง่การใช้งานที่ไม่ต้องการควบคุมการทำงานมากนัก คือให้เอาต์พุตออกมาเพื่อการแสดงผลเป็นหลัก และให้วงจรอะนาลอกภายนอกต่อใช้งานร่วม แต่ถ้าอุปกรณ์ดังกล่าวให้สัญญาณเซ็นเซอร์อุณหภูมิออกมาเป็นแบบดิจิตอลแล้วการใช้งานจะสามารถกระทำได้มากกว่าการแสดงผล เพราะสัญญาณดิจิตอลที่ออกมาจะถูกประมวลผลได้ด้วยไมโครโปรเซสเซอร์ทำให้สามารถที่จะกำหนดค่าการทำงานและควบคุมจุดตรวจจับอุณหภูมิของแต่ละตัวเซ็นเซอร์ได้ รวมไปถึงการเซตตัวแสดงผลของอุณหภูมิในหลาย ๆ จุดได้พร้อม ๆ กันและอื่น ๆ อีกมากมายที่ไมโครโปรเซสเซอร์จะทำงานได้

DS 1820 สามารถทำงานได้มากกว่านั้น เพราะนอกจากจะให้สัญญาณเอาต์พุตออกมาเป็นแบบดิจิตอลแล้วยังสามารถที่จะทำการโปรแกรมเข้าไปยังส่วนหน่วยความจำและควบคุมฟังก์ชันภายในตัวไอซีได้อีกด้วย ซึ่งมีหน่วยความจำ ROM ขนาด 64 บิตแบบเลเซอร์รวม ดังนั้นจึงสามารถที่จะทำการอ่านและเขียนข้อมูลต่าง ๆ ที่เกี่ยวกับหน้าที่ในการทำงานเกี่ยวกับการตรวจจับอุณหภูมิได้อย่างมากมายตามการประมวลผลของไมโครโปรเซสเซอร์ นอกจากนั้นแล้วยังสามารถติดตั้ง DS 1820 เพื่อการตรวจวัดอุณหภูมิได้ในหลายลักษณะและหลายสถานที่ ตำแหน่งการติดตั้งที่มีความแตกต่างอย่างมากมาด้วยอุปกรณ์ทั่วไป ไม่ว่าจะเป็นการติดตั้งภายในอาคาร อุปกรณ์เครื่องใช้ต่าง ๆ หรือภายในเครื่องจักรก็สามารถติดตั้งได้ และเอาต์พุตที่เป็นตัวอนุกรมตัวเลขของ DS 1820 นี้จึงสามารถต่อเอาต์พุตบนสายสัญญาณเพียงเส้นเดียวได้หลาย ๆ ชุด โดยไม่สับสนข้อมูลซึ่งกันและกัน

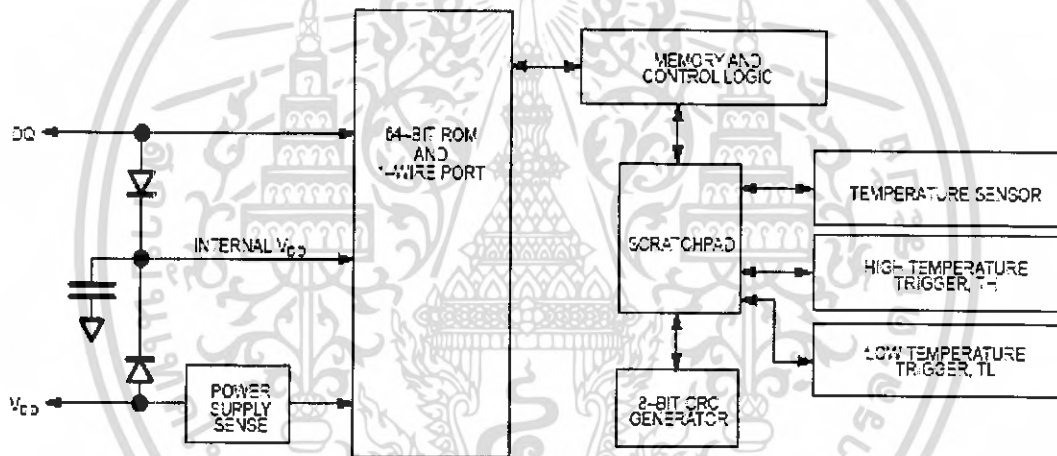


รูปที่ 2.7 ลักษณะตัวถังและการจัดขาของ DS1820

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.2.2 บล็อกไดอะแกรมภายใน

จากรูป 2.8 แสดงบล็อกไดอะแกรมส่วนประกอบของการทำงานต่าง ๆ ภายในตัว DS 1820 จะเห็นว่ามีส่วนประกอบหลัก ๆ อยู่ 3 ส่วนด้วยกันคือ หน่วยความจำเลเซอร์ขนาด 64 บิต ส่วนเซนเซอร์อุณหภูมิและส่วนกระตุ้นเตือนอุณหภูมิแบบ non-volatile (TH and TL) โดยอุปกรณ์ตรวจวัดอุณหภูมินี้จะถูกควบคุมสภาวะการเพาเวอร์ออนและเพาเวอร์ออฟจากไลน์ข้อมูลเพียง 1 สายข้อมูลจากการเก็บรักษากำลังงานสำรองไว้ในตัวเก็บประจุภายใน ในช่วงระหว่างคาบเวลาเมื่อสัญญาณภายในไลน์มีสถานะเป็น HIGH และจะทำงานต่อเนื่องไปเรื่อย ๆ และการหยุดการทำงานก็จะเกิดขึ้นจากการหยุดจ่ายแหล่งจ่ายในช่วงระหว่างคาบเวลานั้นเป็น LOW ของไลน์ข้อมูลและจะหยุดอยู่เช่นนั้นจนกว่าขาไลน์ข้อมูลจะกลับมาเป็น HIGH อีกครั้งจึงจะเกิดการการทำงานที่ DS 1820 และแหล่งจ่ายไฟหลักให้กับไอซีก็จะได้จากแหล่งจ่ายไฟ +5 โวลต์ภายนอก



รูปที่ 2.8 บล็อกไดอะแกรมภายใน DS1820

การติดต่อข้อมูลกับ DS 1820 จะติดต่อผ่านพอร์ตเพียงพอร์ตเดียวคือ 1-Wire port ภายในพอร์ต 1-Wire นี้ในส่วนของหน่วยความจำและควบคุมฟังก์ชันจะยังไม่รับรู้ข้อมูลใด ๆ ทั้งสิ้นทันทีที่ฟังก์ชันโปรโตคอลของ ROM จะถูกทำการเช็คเสียบก่อน ในส่วนสำคัญของการทำงานฟังก์ชันอันดับแรกซึ่งเป็นหนึ่งในห้าอันดับของการสั่งการฟังก์ชันใน ROM ก็คือ

1. อ่านหน่วยความจำ ROM
2. ทำการแมตช์ ROM
3. ค้นหา ROM
4. กระโดดข้าม ROM เพื่อการค้นหา

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ซึ่งการทำงานของระบบสั่งการนี้จะทำงานบนพื้นที่หน่วยความจำเลขอรรวมขนาด 64 บิต ผ่านพอร์ตของไอซีแต่ละตัวและสามารถให้เอาต์พุตเดียวเพื่อกำหนดคุณสมบัติของอุปกรณ์ตรวจจับ อุณหภูมิหลาย ๆ ตัว โดยสั่งการผ่านไลน์ข้อมูล I-Wire นี้ หลังจากฟังก์ชันใน ROM ถูกลำดับการทำงานแล้วก็พร้อมที่จะถูกใช้งานหรือเริ่มต้นการทำงานได้แล้ว และสามารถที่จะเข้าถึงการทำงานภายในตัวไอซีได้ทั้งหมด หน่วยความจำและส่วนควบคุมฟังก์ชันก็จะถูกเข้าถึงการทำงานได้และ ส่วนจัดเก็บค่าที่เซตไว้สามารถหรืออาจจะถูกเก็บไว้ในพื้นที่ 1 ส่วนจากทั้งหมด 6 ส่วนของ หน่วยความจำส่วนควบคุมฟังก์ชันการสั่งการ

## ตารางที่ 2.1 แสดงคุณสมบัติทางไฟฟ้าของ DS 1820

พารามิเตอร์	สัญลักษณ์	ค่า	หน่วย
แรงดันไฟเลี้ยง	VDD	2.2 ถึง 5.5	V
แรงดันขาข้อมูล	I/O	(-0.5) ถึง (+5.5)	V
ความผิดพลาดของการวัดอุณหภูมิ	TERR	-0.5	°C
กระแสชิ่งค์	IL	-0.4	mA
กระแสขณะเสตนด์บาย	IQ	200-300	nA
กระแสขณะทำงาน	IDD	1-1.5	mA
กระแสไหลคทางอินพุต	IL	5	uA
ค่าเวลาการแปลงอุณหภูมิ	TCONV	200-5000	mS
ค่าเวลาโหม่สล๊อค	TSLOT	60-120	uS
ค่าความจุ I/O	C IN/OUT	25	pF
เวลาอ่านข้อมูล	TRDV	15	uS
ย่านอุณหภูมิทำงาน	TO	(-55) ถึง(+125)	°C

ส่วนควบคุมฟังก์ชันการสั่งการหนึ่งส่วนจะถูกกำหนดคุณสมบัติของ DS 1820 ให้อยู่ในรูปแบบของการวัดค่าของอุณหภูมิซึ่งผลของการวัดนี้จะถูกบันทึกไว้ใน DS 1820 ในส่วนของหน่วยความจำส่วนหนึ่ง (scratchpad) และบางครั้งก็จะอ่านออกมาได้จากตารางสารบัญของหน่วยความจำฟังก์ชันการสั่งการซึ่งเป็นการสั่งการเฉพาะหัวข้อที่ถูกบันทึกไว้ในหน่วยความจำ scratchpad สัญลักษณ์กระตุ้นเตือนค่าอุณหภูมิสูงเกินและต่ำเกิน ( TH และ TL) จะประกอบด้วย 1 ไบต์ EEPROM ถ้าสัญลักษณ์เตือนการค้นหาไม่ถูกจ่ายเข้าไปยัง DS 1820 รีจิสเตอร์เหล่านี้บางครั้ง จะถูกใช้ได้อย่างทั่ว ๆ ไปจากหน่วยความจำที่ผู้ใช้งานกำหนดได้และการเขียนเข้าไปในส่วนของการเตือน TH และ TL จะไม่ใช่หน่วยความจำฟังก์ชันสั่งงานและการอ่านเข้าไปถึงรีจิสเตอร์นี้จะอ่าน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



การคำนวณค่าภายใน DS 1820 จะให้ค่าความละเอียด 0.5 องศาเซลเซียสต่อสตีปของการเปลี่ยนแปลงอุณหภูมิ การอ่านค่าของอุณหภูมิจะถูกกำหนดไว้ภายใน 16 บิต โดยมีนัยสำคัญของตัวเลขสองส่วนประกอบการอ่าน ในตารางแสดงคุณลักษณะรายละเอียดความสัมพันธ์ของข้อมูลทางเอาต์พุตกับการจัดอุณหภูมิ ข้อมูลจะถูกส่งออกมาเป็นแบบอนุกรมบนการอินเตอร์เฟสกับสายข้อมูล 1-Wire ซึ่ง DS 1820 สามารถทำการวัดค่าอุณหภูมิได้เกินย่านตั้งแต่ -55 ถึง +125 องศาเซลเซียสที่ 0.5 องศาต่อสตีป ค่าอุณหภูมิที่ถูกทำการปรับตั้งไว้ใน DS 1820 ในเทอมของ 0.5 องศาเซลเซียส LSB ซึ่งเป็นไปตามแบบของข้อมูล 9 บิต

ที่ MSB บิตเป็นคู่เปรียบเทียบกับทุกบิตใน MSB สูงสุดของรีจิสเตอร์อุณหภูมิขนาด 2 ไบต์ ในหน่วยความจำซึ่งการอ่านค่าอุณหภูมิแบบ 16 บิต ในลักษณะสำคัญต่าง ๆ ก็แสดงไว้ในตาราง

## ตารางที่ 2.2 ความสัมพันธ์ของค่าอุณหภูมิกับข้อมูลดิจิทัลเอาต์พุต

ค่าอุณหภูมิ	ดิจิทัลเอาต์พุต (Binary)	ดิจิทัลเอาต์พุต(Hex)
+125 °C	00000000 11111010	00FAH
+25 °C	00000000 00110010	0032H
+1/2 °C	00000000 00000001	0001H
0 °C	00000000 00000000	0000H
-1/2 °C	11111111 11111111	FFFFH
-25 °C	11111111 11001110	FFCEH
-125 °C	11111111 10010010	FF92H

### 2.2.4 การทำงานของสัญญาณเตือน

หลังจากที่ DS 1820 มีการตรวจจับอุณหภูมิเกิดขึ้นแล้วค่าของอุณหภูมิก็จะทำการเปรียบเทียบเพื่อทำเป็นสัญญาณกระตุ้น การเปรียบเทียบค่าอุณหภูมิจะเปรียบเทียบกับค่าที่ถูกบันทึกหรือกำหนดไว้ของค่าอุณหภูมิสูงสุด (TH) และค่าของอุณหภูมิต่ำสุด (TL) ตลอดย่านอุณหภูมิที่วัดไว้โดยที่จะใช้พื้นที่รีจิสเตอร์ 8 บิตสำหรับการทำงานนี้ใน MSB ของ TH หรือ TL ที่ตรงกันก็จะถูกส่งไปยัง SB ของรีจิสเตอร์อุณหภูมิขนาด 16 บิต ถ้าผลของการวัดอุณหภูมิมีก่าสูงเกินกว่า TH หรือต่ำกว่า TL ลำดับสัญญาณเตือนภายในก็จะถูกเซต ซึ่งลำดับของสัญญาณเตือนนี้จะถูกอัปเดตทุกครั้งที่มีการวัดค่าอุณหภูมิ เมื่อลำดับช่องสัญญาณเตือนถูกเซต DS 1820 จะมีการตอบสนองนำไปสู่การ

## สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง

ค้นหาสัญญาณเตือนการสั่งการและจะยอมให้ทำการต่อ DS 1820 ในลักษณะขนานกันหลายตัวได้ เพื่อทำการจำลองการวัดค่าอุณหภูมิแล้วนำมาเฉลี่ยค่าของการวัดในครั้งนี้อีกขั้นตอนหนึ่ง

### 2.2.5 บิตเลขรอม

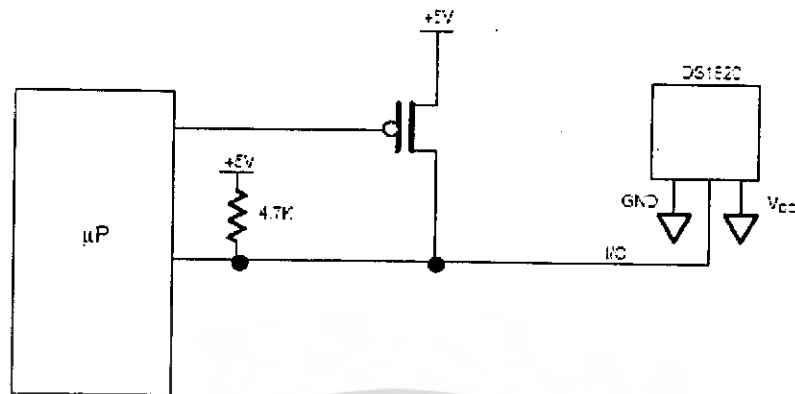
ใน DS 1820 นั้นจะประกอบด้วยส่วนของรหัสหน่วยความจำรอมที่มีความยาวถึง 64 บิต โดยใน 8 บิตแรกจะเป็นรหัสตระกูล (family code) 1-Wire ของ DS 1820 (DS 1820 มีรหัสเป็น 10H) และอีก 48 บิตต่อมาเป็นส่วนระบุอนุกรมตัวเลข (serial number) และอีก 8 บิต สุดท้ายคือส่วนบิตที่ CRC ของ 56 บิตแรก ดังแสดงการแบ่งส่วนไว้ในรูปที่ 2.10 หน่วยความจำรอมขนาด 64 บิต และส่วนควบคุมฟังก์ชันรอมนี้จะยอมให้ DS1820 สามารถทำเป็นอุปกรณ์อินเตอร์เฟสแบบ 1-Wire ได้ และมีรายละเอียดตามโปรโตคอลของระบบบัส 1-Wire ซึ่งฟังก์ชันและส่วนควบคุมต่าง ๆ ใน DS 1820 จะยังไม่สามารถทำงานหรือเข้าถึงได้จนกว่าจะมีการเซตอัพโปรโตคอลฟังก์ชันในหน่วยความจำรอมเสียก่อน โดยในการอินเตอร์เฟสในส่วนหลักของฟังก์ชันการสั่งการในหน่วยความจำรอมจะต้องมีการลำดับฟังก์ชันดังนี้คือ 1. อ่านรอม 2. แมตซ์รอม 3. ค้นหา 4. กระโดดข้ามรอม 5. เตือนการค้นหา หลังจากที่มีการเซตกับฟังก์ชันรอมดังกล่าวข้างต้นเสร็จแล้วฟังก์ชันต่าง ๆ ของ DS 1820 ก็จะสามารถเข้าถึงได้

8-BIT CRC CODE	48-BIT SERIAL NUMBER	8-BIT FAMILY CODE(10H)
----------------	----------------------	------------------------

รูปที่ 2.10 การแบ่งส่วนในหน่วยความจำรอม 64 บิต

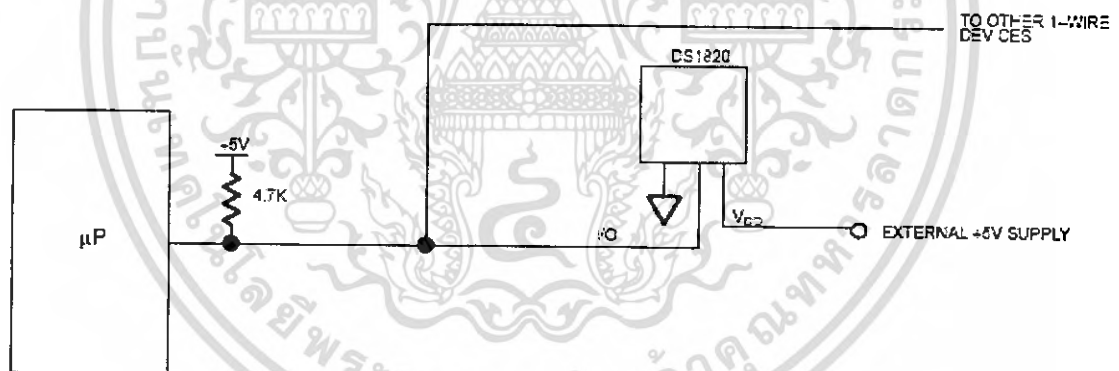
### 2.2.6 การจัดหาแหล่งจ่ายไฟ

ในรูปที่ 2.11 เป็นการต่อ DS 1820 ร่วมกับไมโคร โปรเซสเซอร์ เพื่อการควบคุมจากระยะไกล จะสังเกตว่าที่ขารับไฟเลี้ยงของ VDD ของ DS 1820 นั้นจะถูกต่อไว้ด้วยกราวด์ แต่จะได้รับไฟเลี้ยงมาจากขา I/O ข้อมูลในแบบ 1-Wire จากระบบควบคุมหลักไมโคร โปรเซสเซอร์แทน ซึ่งวิธีนี้จะใช้สำหรับการควบคุมระยะไกลและไม่ต้องจัดหาแหล่งจ่ายไฟภายนอกให้กับ DS 1820 ให้ยุ่งยากเพราะในการอินเตอร์เฟสแบบ 1-Wire นี้จะสามารถไปกำหนดการทำงาน (Power on) ของไอซีได้จากคำสั่งของไมโคร โปรเซสเซอร์จึงไม่สิ้นเปลืองกำลังและจะเป็นในลักษณะการกระตุ้นแหล่งจ่ายไฟสำรองที่เป็นตัวเก็บประจุภายในไอซีให้จ่ายไปเลี้ยงวงจรในตัวไอซีแทน



รูปที่ 2.11 การจัดหาแหล่งจ่ายไฟเลี้ยงให้กับ DS1820 ในบัส 1-Wire

ส่วนในรูป 2.12 เป็นการจัดแหล่งจ่ายไฟเลี้ยงภายนอกให้กับ DS 1820 ณ จุดที่ติดตั้งใช้งาน และการสั่งการจากไมโครโปรเซสเซอร์ก็ยังสามารถที่จะติดต่อ DS 1820 ขนานกันโดยใช้การอินเทอร์เฟซผ่านบัส 1-Wire เดียวกันได้หลายตัวเลยทีเดียว จึงเหมาะกับการตรวจวัดอุณหภูมิที่ควบคุมได้จากระยะไกลผ่านระบบไมโครโปรเซสเซอร์



รูปที่ 2.12 การจัดแหล่งจ่ายไฟภายนอกและการอินเทอร์เฟซร่วม DS1820 หลายตัวบนบัส 1-Wire

### 2.3 การอินเทอร์เฟซผ่านสายเส้นเดียว

การเชื่อมต่อหรือการอินเทอร์เฟซระหว่างไมโครคอนโทรลเลอร์กับอุปกรณ์ภายนอก โดยใช้จำนวนสายสัญญาณให้น้อยที่สุด ได้มีการพัฒนาอย่างต่อเนื่องจากหลายบริษัทผู้ผลิต เช่น การเชื่อมต่ออุปกรณ์ต่อพ่วงแบบอนุกรม (Serial Peripheral Interface , SPI) ในไมโครคอนโทรลเลอร์ 68HC11 ของ Motorola การเชื่อมต่อแบบ SPI นี้ช่วยให้ไมโครคอนโทรลเลอร์แลกเปลี่ยนข้อมูลกับอุปกรณ์ต่อพ่วงด้วยความเร็วถึง 1 ล้านบิตต่อวินาที โดยใช้สายรับส่งสัญญาณเพียง 3 หรือ 4 เส้น รวมกับสายกราวด์อีกเส้น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

นี่ไม่ใช่ระบบบัสที่ใช้จำนวนสายน้อยที่สุด ที่สามารถใช้ติดต่อกับอุปกรณ์อื่น ๆ เพราะระบบบัสแบบ I<sup>2</sup>C bus ที่นิยมใช้ในไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล 8051 สามารถส่งผ่านข้อมูลในแบบ 2 ทิศทาง (bidirectional data flow) โดยใช้สายสัญญาณ 2 เส้นกับกราวด์อีกเส้นหนึ่ง

ปัจจุบันได้มีระบบบัสข้อมูลแบบสายเส้นเดียว (1-Wire bus) ที่สนับสนุนการขนถ่ายข้อมูลแบบ 2 ทิศทางโดยใช้สายสัญญาณหนึ่งเส้นสำหรับเป็นสายสัญญาณนาฬิกาและสัญญาณข้อมูลและสายกราวด์อีก 1 เส้นเท่านั้น

อุปกรณ์เชื่อมต่อแบบ 1-Wire bus นี้ จะเน้นเรื่องการประยุกต์ใช้งานในด้านการรักษาความปลอดภัยของข้อมูล (data security) และการจำแนกอุปกรณ์ชนิดต่าง ๆ (identification) ยกตัวอย่างเช่น ชิพ DS 1990A ซึ่งเป็นอุปกรณ์บรรจุหมายเลขประจำตัวไว้ข้างใน (Touch Serial Number device) โดยจะมีรูปร่างคล้าย ๆ กระดุมโลหะเล็ก ๆ ซึ่งมีหมายเลขประจำตัว (Serial Number) ขนาด 48 บิต ที่ไม่ซ้ำกับใครไว้ภายใน หมายเลขเหล่านี้สามารถแยกจากกันทางไฟฟ้าออกเป็น 2 ส่วน แต่ละส่วนจะทำหน้าที่เป็นสายกราวด์และสายข้อมูลตามลำดับ

### 2.3.1 หลักการพื้นฐาน

อุปกรณ์ที่สนับสนุนระบบบัสเส้นเดียวจะมีสายเพียง 2 เส้นเท่านั้นคือสายกราวด์และสายสัญญาณ ซึ่งเรียกอีกอย่างว่าสาย DATA สายนี้จะจัดการเกี่ยวกับทั้งสัญญาณข้อมูลและสัญญาณนาฬิกาที่ใช้ทำการแลกเปลี่ยนข้อมูล สาย DATA นี้จะเป็นชนิด open-drain ดังนั้นในการออกแบบวงจร จะต้องออกแบบให้มีตัวต้านทานมาพูลอัพสาย DATA นี้ด้วย สามารถต่ออุปกรณ์ 1-Wire device เข้ากันกับบัสนี้ได้มากกว่าเท่าที่ต้องการหา DATA ของไมโครคอนโทรลเลอร์ต้องเป็นแบบ 2 ทิศทาง (bidirectional) และมีเอาต์พุตแบบ open-drain

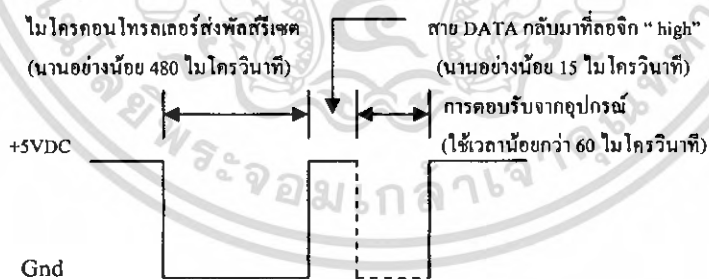
การแลกเปลี่ยนข้อมูลระหว่างไมโครคอนโทรลเลอร์กับอุปกรณ์ที่ใช้ 1-Wire bus นี้ไม่ได้ง่าย ๆ เหมือนการรับส่งข้อมูลผ่านทางบัส SPI เพราะในระบบ 1-Wire bus นั้นสาย DATA จะต้องจัดการเกี่ยวกับจังหวะเวลา (timing), ระดับสัญญาณ (level), และทิศทาง (direction) ของข้อมูลทั้งหมด ทำให้การเขียนซอฟต์แวร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ติดต่อกับอุปกรณ์พวกนี้ต้องมีความซับซ้อนมากขึ้น อย่างไรก็ตามถ้ามีการออกแบบวงจรอย่างระมัดระวังแล้ว เราสามารถทำงานได้สำเร็จโดยไม่ต้องเขียนโปรแกรมขนาดใหญ่จนเกินไป

สิ่งที่น่าสนใจอย่างหนึ่งก็คือ อุปกรณ์ที่ใช้บัสแบบ 1-Wire bus ส่วนใหญ่จะไม่มีขาสัญญาณ DATA ซึ่งปกติจะต้องพูลอัพกับขาไฟเลี้ยง (Vcc) อยู่แล้ว สามารถจ่ายกระแสให้กับอุปกรณ์เหล่านี้ได้อย่างเพียงพอระหว่างการทำงานตามปกติ

ในสถานะพัก (quiescent state) อุปกรณ์ที่ใช้บัสแบบ 1-Wire bus จะให้ขา DATA อยู่ในสถานะลอย (float) ทำให้ขานี้มีแรงดันเท่ากับแรงดันพูลอัพซึ่งปกติก็คือ 5 โวลต์นั่นเอง ส่วนไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะปล่อยให้ขาเอาต์พุตที่ใช้ติดต่อกับขา DATA นี้ในสถานะความต้านทานสูง (high-impedance state) เช่นกัน เมื่ออุปกรณ์ทั้งสองชนิดนี้ปล่อยให้ขา DATA อยู่ในสถานะลอยนี้ ความต้านทานพูลอัพก็จะช่วยรักษาระดับแรงดันไฟเลี้ยงที่จ่ายให้กับอุปกรณ์ที่ใช้บัสแบบ 1-Wire bus นี้ ได้อย่างสม่ำเสมอเพราะอุปกรณ์ที่ใช้บัสแบบ 1-Wire bus นี้จะใช้พลังงานในการทำงานน้อยมาก

ในการแลกเปลี่ยนข้อมูลกับไมโครคอนโทรลเลอร์และอุปกรณ์ที่ใช้บัสแบบ 1-Wire bus จะต้องดำเนินการอย่างระมัดระวัง ตามลำดับขั้นตอนในการทำให้สาย DATA มีลอจิกเป็น LOW ปล่อยให้สาย DATA กลับมามีลอจิกเป็น HIGH และการตรวจจับการตอบรับจากอุปกรณ์อีกด้านหนึ่ง ช่วงจังหวะเวลาที่ใช้ในกระบวนการนี้จะถูกกำหนดโดยข้อกำหนดโดยข้อกำหนดเฉพาะของระบบ 1-Wire bus นี้ ซึ่งต้องตรวจสอบความสามารถของระบบให้ดีเสียก่อนที่จะใช้ระบบบัสแบบ 1-Wire bus

จากสถานะพักข้างต้นการแลกเปลี่ยนข้อมูลจะเริ่มขึ้นด้วยการที่ไมโครคอนโทรลเลอร์กระทำกระบวนการรีเซ็ต (RESET sequence) ซึ่งทำได้โดยการทำให้สาย DATA มีลอจิก LOW เป็นเวลาอย่างน้อย 480 ไมโครวินาที แล้วจึงปล่อยให้กลับมามีลอจิกเป็น HIGH อีกครั้งหนึ่ง ให้ดูแผนภูมิเวลาในรูปที่ 2.13 ประกอบด้วย



รูปที่ 2.13 จังหวะเวลาในการทำกระบวนการตรวจสอบว่ามีอุปกรณ์อยู่บนบัส

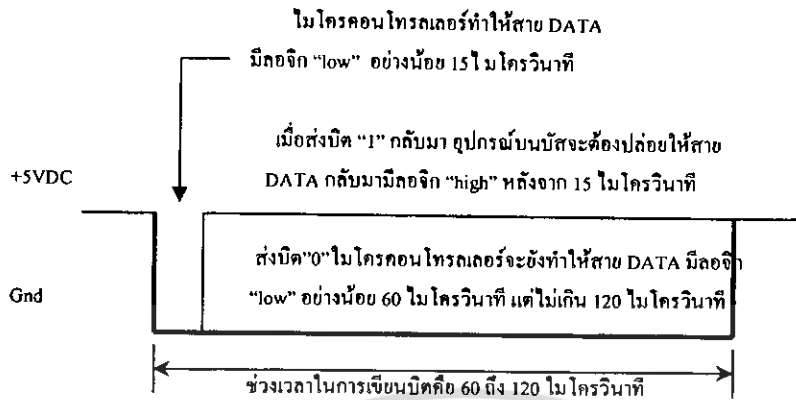
เมื่ออุปกรณ์ที่ใช้บัส 1-Wire bus นี้ตรวจพบสถานะ RESET นี้ก็จะตอบสนองด้วยการส่งพัลส์กลับไปที่บอกให้ไมโครคอนโทรลเลอร์รู้ว่าบนสายบัสนี้มีอุปกรณ์แบบ 1-Wire device กำลังทำงานอยู่โดยอุปกรณ์ 1-Wire device จะปล่อยให้สาย DATA อยู่ในลอจิก HIGH อย่างน้อย 15 ไมโครวินาที แต่ไม่เกิน 60 ไมโครวินาที จากนั้นมันก็จะทำให้สาย DATA ลงมามีลอจิก LOW ในช่วงนานประมาณ 60-240 ไมโครวินาที แล้วจึงปล่อยให้กลับมามีลอจิกเป็น HIGH เช่นเดิม ช่วงเวลา

นี้เรียกกันหลายชื่อเช่น ช่วงเวลาเริ่มติดต่อกับ (Initializaton) หรือเรียกว่าช่วงเวลาตรวจสอบว่ามีอุปกรณ์ต่ออยู่บนบัสนี้หรือไม่ (presence detect)

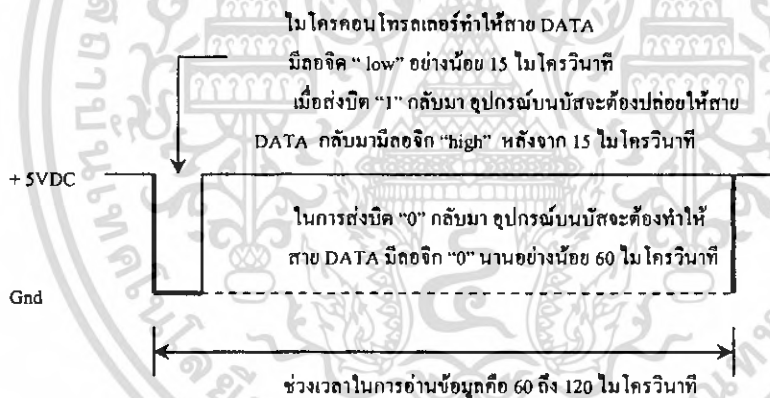
หลังจากอุปกรณ์ 1-Wire device ปลดปล่อยสาย DATA กลับมาอยู่ในลอจิก HIGH แล้ว ไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องปล่อยสาย DATA อยู่ในลอจิกนี้นานอย่างน้อย 240 ไมโครวินาที ก่อนที่จะเริ่มกระบวนการแลกเปลี่ยนข้อมูล (data exchange) ต่อไป จากนั้นไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะส่งคำสั่งเริ่มต้น (initial command) ขนาด 1 ไบต์ไปยังอุปกรณ์ 1-Wire bus ซึ่งคำสั่งนี้อาจจะเป็นคำสั่งอะไรก็ได้ขึ้นอยู่กับความต้องการให้อุปกรณ์ 1-Wire device ทำอะไร อุปกรณ์ 1-Wire device นี้จะรองรับชุดคำสั่งนั้นออกไป โดยการเปลี่ยนสถานะของสาย DATA กลับกลับมาโดยตอนแรกจะเป็นลอจิก LOW แล้วจึงกลับมาเป็น HIGH ตามช่วงจังหวะเวลาที่เหมาะสม ช่วงเวลานานที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ทำให้สาย DATA มีลอจิก LOW จะเป็นตัวแยกแยะว่าค่าบิตไหนที่มีลอจิกเป็น 1 บิตไหนมีลอจิกเป็น 0 ให้ดูแผนภูมิเวลาที่แสดงจังหวะเวลาในการเขียนบิต 1 หรือเขียนบิต 0 ในรูปที่ 2.14 ประกอบด้วย

ในทั้งสองกรณีไมโครคอนโทรลเลอร์จะเริ่มค้อนโดยการทำให้สาย DATA มีลอจิก LOW เสียก่อน เมื่อส่งบิต 1 ไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะปล่อยให้สาย DATA กลับมามีลอจิก HIGH ภายใน 1-15 ไมโครวินาทีหลังจากทำให้สาย DATA มีลอจิก LOW แต่ถ้าต้องการจะส่งบิต 0 ไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะยังคงปล่อยให้สาย DATA คงมีลอจิก LOW ต่อไปเป็นเวลานานอย่างน้อย 60-120 ไมโครวินาที

ช่วงเวลาระหว่าง 15-120 ไมโครวินาทีหลังจากไมโครคอนโทรลเลอร์ทำให้สาย DATA มีลอจิก LOW ในตอนแรกนี้ จะเรียกว่าช่วงการอ่านสถานะบิตข้อมูล (sampling window) ไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องรักษาระดับลอจิกของสาย DATA ให้คงที่ตลอดช่วงเวลานี้เพราะระดับลอจิกในช่วงเวลานี้จะเป็นตัวบอกค่าบิตคำสั่งนี้เป็นบิต 1 หรือบิต 0 ให้สังเกตว่าเมื่อจะเขียนบิต 1 ลงบนสาย DATA นี้ ไมโครคอนโทรลเลอร์จะให้สาย DATA กลับมามีลอจิก HIGH ในช่วงเวลาใดก็ได้ระหว่าง 1-15 ไมโครวินาทีหลังจากทำให้สาย DATA มีลอจิก LOW แล้วแต่ต้องไม่เกิน 15 ไมโครวินาที



รูปที่ 2.14 จังหวะเวลาที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ใช้เขียนบิตข้อมูล 0 หรือ 1 ไปยังอุปกรณ์บนบัส หลังจากส่งคำสั่งไปยังอุปกรณ์ 1-Wire device แล้ว ไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะต้องรอการตอบรับ โดยการอ่านค่าบิตข้อมูลที่ละบิตในช่วงเวลาที่แน่นอนค่าหนึ่ง ตามข้อกำหนดของบัสแบบ 1-Wire bus โดยให้ดูแผนภูมิเวลาในการอ่านบิต 0 หรือ 1 จากรูปที่ 2.15



รูปที่ 2.15 จังหวะเวลาสำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์ในการอ่านบิตข้อมูล 0 หรือ 1 จากอุปกรณ์บนบัส

ในการอ่านบิตข้อมูลแบบบัส 1-Wire bus ตอนแรกไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องทำให้สาย DATA มีลอจิก LOQ เป็นเวลานานไม่เกิน 15 ไมโครวินาที แล้วจึงปล่อยให้สาย DATA กลับมามีลอจิก HIGH เช่นเดิม จากนั้นอุปกรณ์ 1-Wire device ก็จะเข้าควบคุมสาย DATA แทน โดยจะส่งบิต 0 โดยจะทำให้สาย DATA มีลอจิกเป็น LOW และส่งบิต 1 โดยปล่อยให้สาย DATA กลับมามีลอจิก HIGH ตามเดิม

เมื่อส่งข้อมูลออกไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์เรียบร้อยแล้ว จะมีการพักอยู่ชั่วขณะหนึ่ง จากนั้นอุปกรณ์ 1-Wire device จะปล่อยจากรควบคุมจากสาย DATA ให้เป็นอิสระ และรอรับคำสั่ง

การอ่านข้อมูลครั้งต่อไป ถ้าอุปกรณ์ 1-Wire device ส่งบิต 0 ออกไป ไมโครคอนโทรลเลอร์ก็จะสามารถตรวจสอบจุดสิ้นสุดของบิต 0 นี้ได้ง่าย ๆ เพราะสาย DATA จะกลับมาอยู่ที่ลอจิก HIGH ตามเดิม แต่ถ้าการตรวจสอบจุดสิ้นสุดของการส่งบิต 1 ของอุปกรณ์ 1-Wire device จะต้องใช้เทคนิคมากกว่านี้ เพราะสาย DATA นี้จะอยู่ที่ลอจิก HIGH อยู่แล้ว

นี่เป็นเหตุผลว่าทำไมจึงหวัหระเวลาในการอ่านเขียนข้อมูลจึงเป็นเรื่องที่สำคัญมาก เมื่อจะอ่านบิต 1 จากอุปกรณ์ 1-Wire device ไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องทำตามช่วงเวลา que แสดงในแผนภูมิเวลาอย่างเคร่งครัด และต้องไม่ทำการอ่านลอจิกถัดมา จนกว่าเวลาจะผ่านไปแล้วยอย่างน้อย 60 ไมโครวินาที

## 2.4 TRW

Mode of operation (โหมดดำเนินการ)

### 2.4.1 Overview

ระบบย่อยของ nRF2401 สามารถจัดอยู่ในโหมดหลักได้ดังต่อไปนี้ โดยจะขึ้นกับ 3 pins ควบคุม

Mode	PWR_UP	CE	CS
Active	1	1	0
Configuration	1	0	1
Stand by	1	0	0
Power down	0	X	x

ตารางที่ 2.3 nRF2401 subsystem main modes

### 2.4.2 Active modes

ระบบย่อย nRF2401 มี 2 Active โหมด ( TX / Rx ) :

- Shock Burst
- Direct Mode ( not supported by nRF24E1 )

ฟังก์ชันการทำงานของอุปกรณ์ในโหมดนี้เลือกโดยเนื้อหาของ Configuration word โดย Configuration word จะแสดงในส่วนของ Configuration

### 2.4.3 Shock Burst

เทคโนโลยี Shock Burst ใช้บัฟเฟอร์ FIFO เพื่อจับเวลาข้อมูลที่อัตราข้อมูลต่ำและส่งต่อที่อัตราข้อมูลสูงมาก ด้วยเหตุนี้จะสามารถทำให้เกิดการลดทอนของกำลังสูงสุด เมื่อดำเนินการระบบย่อย nRF2401 ใน Shock Burst เราจะได้อัตราข้อมูลสูงสุด (1 Mbps) โดย band 2.4 GHz โดยไม่ต้องการไมโครคอนโทรลเลอร์ความเร็วสูงและราคาสูง (MCU) สำหรับการดำเนินการทางข้อมูล

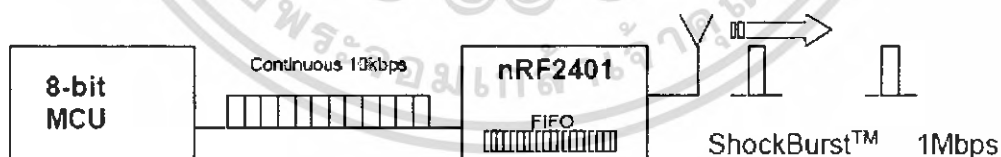
โดยการใส่การประมวลผลข้อมูลความเร็วสูง สัมพันธ์กับ RF Protocol บนชิป nRF24E1 มีประโยชน์ ดังนี้

- ลดการใช้กระแส
- ระบบที่มีราคาถูก ( ใช้งานได้ง่ายสำหรับ microcontroller ราคาไม่แพง )
- ลดอัตราการเสี่ยงของการชนกันในอากาศ เนื่องจากการส่งสัญญาณในช่วงเวลาสั้นๆ ได้ดีมาก

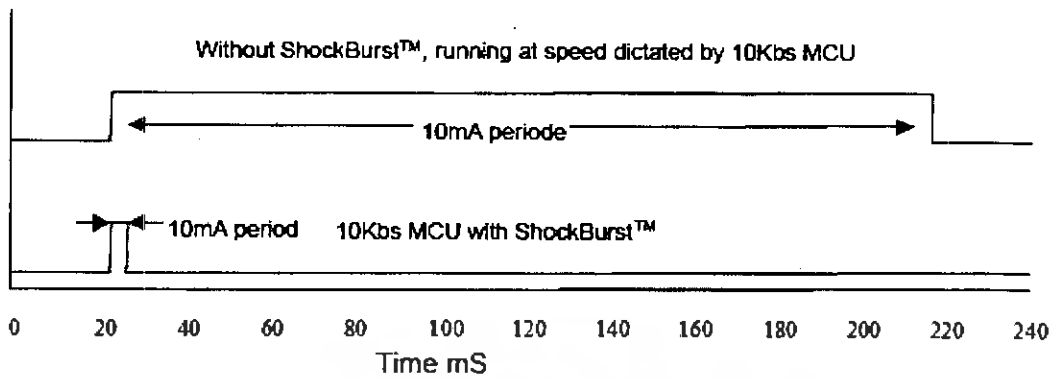
ระบบย่อย nRF 2401 สามารถโปรแกรมโดยใช้ สาย interface พื้นฐาน 3 เส้น ซึ่งอัตราของข้อมูลจะเลือกโดยความเร็ว CPU โดยยอมรับส่วนดิจิทัลของ application เพื่อจะ run ที่ความเร็วต่ำ ขณะที่อัตราข้อมูลบน RF Link มีค่าเพิ่มสูงสุด โหมด Shock Burst จะลดการใช้กระแสใน application

#### 2.4.3.1 หลักการของ Shock Burst

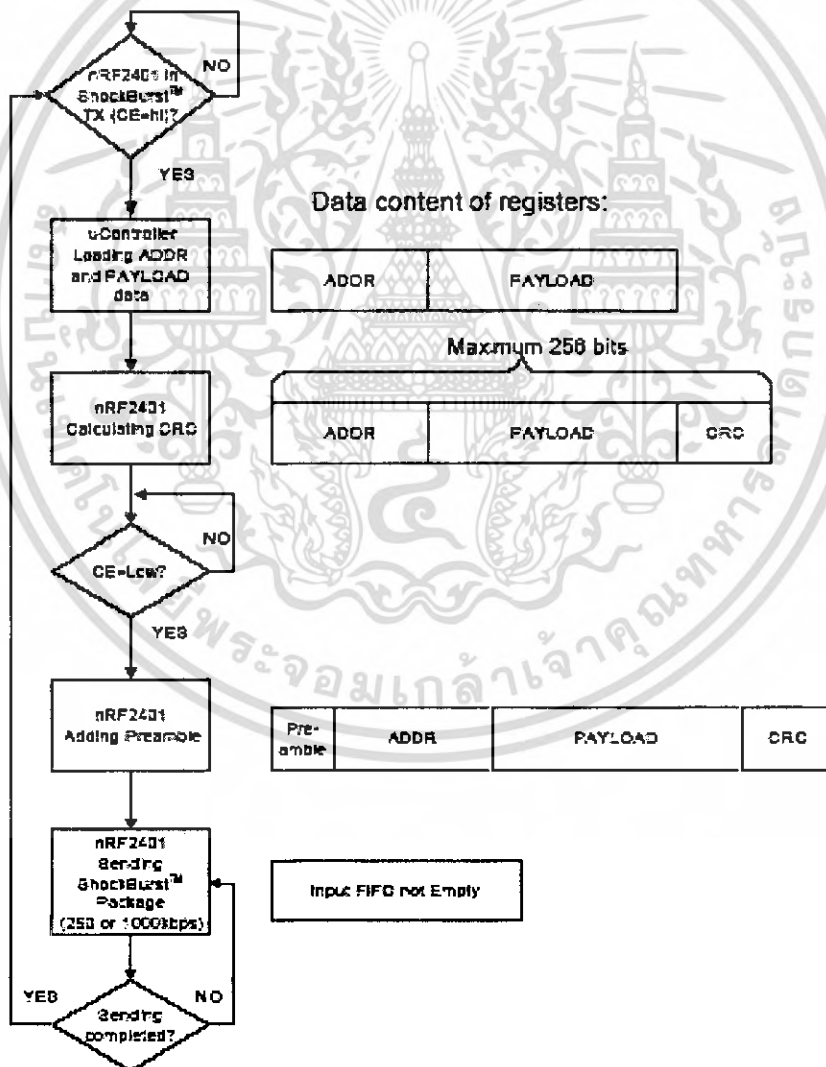
เมื่อระบบย่อย nRF 2401 มีโครงร่างใน Shock Burst กระบวนการ Tx จะดำเนินการดังต่อไปนี้ ตัวอย่าง 10 kbps



รูป 2.16 จับเวลาข้อมูลโดย CPU ส่งโดยเทคโนโลยี Shock Burst



รูปที่ 2.17 การใช้กระแส RF โดยใช้และไม่ใช้เทคโนโลยี Shock Burst



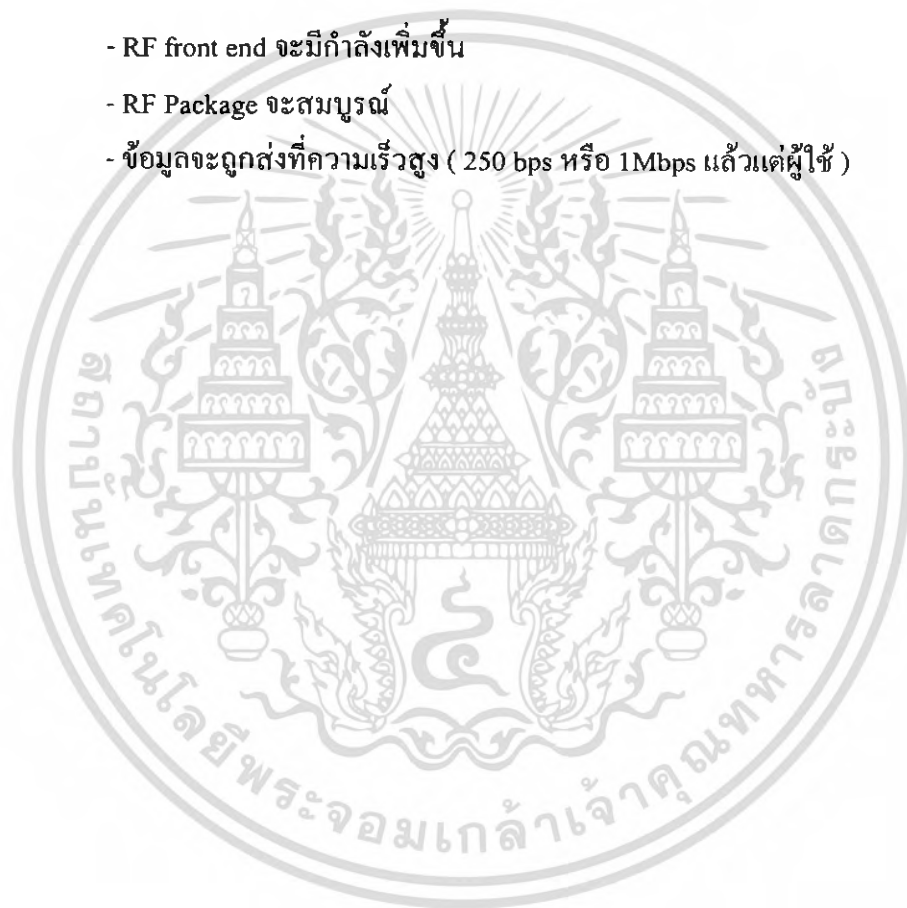
รูปที่ 2.18 Flow Chart ShockBurst การส่งของระบบย่อย nRF2401

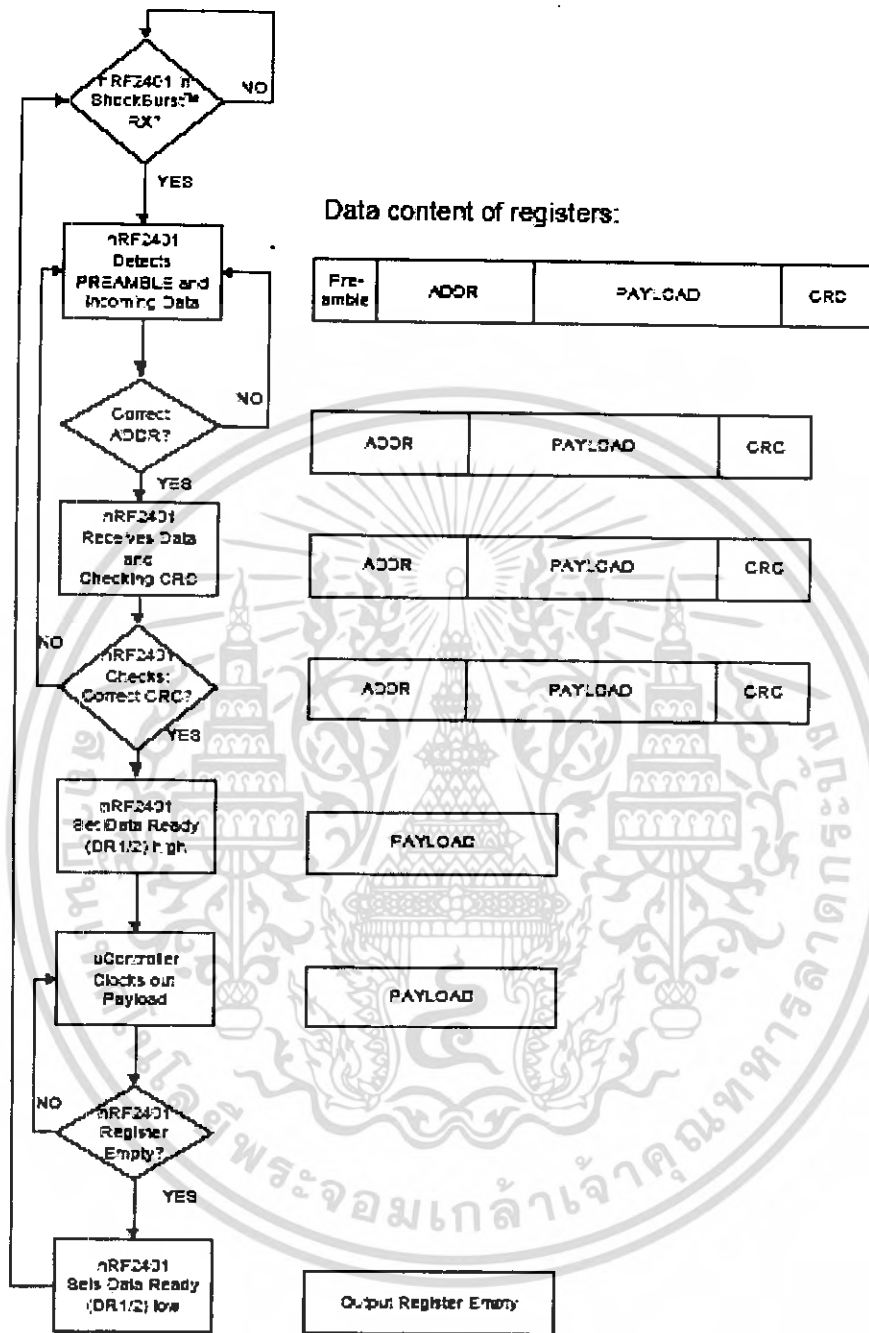
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.4.3.2 การส่ง Shock Burst

CPU interface pins : CE, CLK1, DATA

1. เมื่อ CPU มีข้อมูลที่จะส่ง set CE high คือ กระตุ้น nRF2401 ให้ประมวลผลบนบอร์ด
2. แอดเดรสของ โหมตร์รับ (Rx) และ payload ข้อมูลจะจับเวลาเข้าสู่ช่วงเวลาระบบย่อย nRF2401 protocol หรือ CPU ตั้งความเร็วไม่น้อยกว่า 1 Mbps
3. CPU ตั้ง CE low คือ กระตุ้นการส่ง Shock Burst
4. Shock Burst
  - RF front end จะมีกำลังเพิ่มขึ้น
  - RF Package จะสมบูรณ์
  - ข้อมูลจะถูกส่งที่ความเร็วสูง ( 250 bps หรือ 1Mbps แล้วแต่ผู้ใช้ )





รูปที่ 2.19 Flow Cart ShockBurst การรับระบบย่อย nRF2401

2.4.3.3 การรับ Shock Burst

CPU interface pins : CE, DRT, CLK1, DATA (1 ช่องรับ Rx)

1. แอคเครสถูกตั้งและขนาดของ payload ของ RF package ที่เข้ามาจะ set เมื่อระบบย่อย nRF 2401 เป็น โครงร่างของ Shock Burst Rx

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2. เมื่อกระตุ้น Rx ; set CE high
3. หลังจากตั้ง 200us nRF 2401 จะตรวจสอบอากาศสำหรับการสื่อสารที่จะเข้ามา
4. เมื่อ package ที่ถูกต้องถูกเรียกมา ( แอดเดรสถูกต้องและพบ CRC ) nRF 2401 จะทำการย้ายบิตนำแอดเดรสและบิต CRC
5. จากนั้นระบบย่อย nRF 2401 จะ interrupt CPU โดยการตั้ง DR1 high
6. CPU จะ set CE low เพื่อป้องกัน RF front end ( โหมคที่กระเสด้า )
7. CPU จะจับเวลาที่หยุด payload data ที่อัตราที่เหมาะสม
8. เมื่อ payload data ทั้งหมดถูกเรียกมา nRF 2401 set DR1 low อีกครั้ง และพร้อมสำหรับข้อมูลที่จะเข้ามา ถ้า CE ยัง high ระหว่างที่ download ข้อมูล ถ้า CE set low การลำดับ start up ใหม่จะสามารถเริ่มได้ ดูตารางที่ 2.4

RF CH#							RXEN
7	6	5	4	3	2	1	0

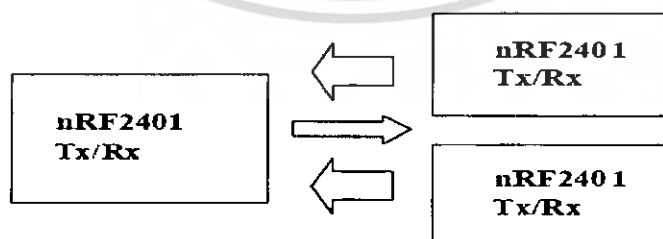
ตารางที่ 2.4 ช่องความถี่แลการ set Rx

#### 2.4.4 DUOCiever Simultaneous two channel Receive mode

ในโหมด Shock Burst ของ nRF 24E1 สามารถรองรับความถี่ 2channel ที่ขนานกันและเป็นอิสระต่อกัน ที่อัตราข้อมูลสูงสุด ได้สะดวกในเวลาเดียวกัน ซึ่งหมายความว่า

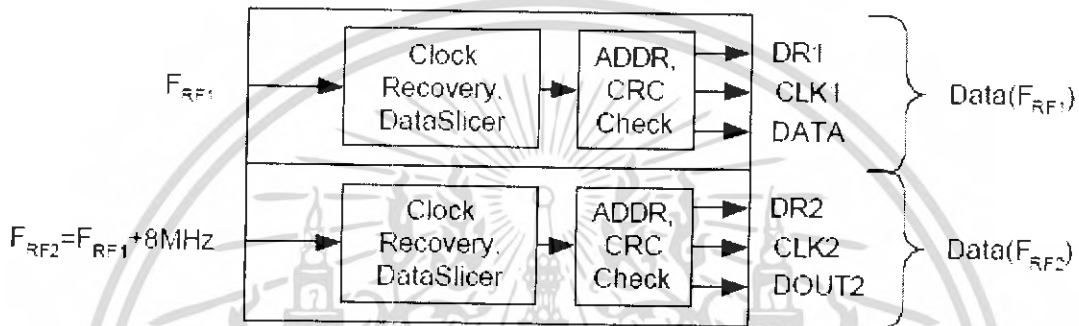
- RF 2401 สามารถรับข้อมูลจากเครื่องส่ง 2 เครื่อง ที่ 1 Mbps และ 8 MHz ผ่าน 1 แสอากาศ
- Output จาก 2 ช่องสัญญาณข้อมูล จะป้อนให้กับ 2 interface pins ที่แยกจากกัน
- Data Channel 1: CLK1, DATA, DR1
- Data Channel 2: CLK2, DATA2, DR2

เทคโนโลยี DUOCiever ให้ 2 ช่องสัญญาณข้อมูลที่แยกกันอย่างละเอียดสำหรับ Rx และตอบสนองความต้องการต่อ 2 channel โดยมีระบบรับเพียง 1



รูปที่ 2.20 Simultaneous 2 channel receiver on nRF24E1

สำหรับ nRF24E1 จะสามารถรับที่ช่องสัญญาณข้อมูลช่องที่ 2 ได้ นั่น ความถี่ช่องสัญญาณต้องอยู่สูงกว่าอยู่ 8 MHz ความถี่ของช่องสัญญาณข้อมูล nRF2401 ต้อง program เพื่อรับข้อมูลที่ความถี่ของช่องสัญญาณที่ 1 ไม่มีการใช้เวลา multiplexing เพื่อทำฟังก์ชันนี้ให้สำเร็จ ใน Direct Mode ถ้ามันไม่รับส่งได้พร้อมกันระหว่าง 2 ช่องสัญญาณข้อมูล CPU ต้องสามารถจัดการข้อมูลเข้ามาพร้อมกันได้ ส่วนใน Shock Burst สามารถทำให้ CPU หยุดจับเวลาข้อมูลช่วงหนึ่ง ขณะที่ไม่มีเกิดการสูญเสีย package ข้อมูลและไม่ลดประสิทธิภาพของ CPU



รูปที่ 2.21 DUOCiever โดยมี 2 ช่องสัญญาณรับข้อมูลที่เป็นอิสระต่อกัน

#### 2.4.5 Device configuration

Configuration ทั้งหมดของระบบย่อย nRF2401 จะสามารถทำผ่านทาง 3-wire interface ของการติดต่อสื่อสาร ( CS, CLK1, DATA ) กับ register เดียว โดย configuration word สามารถมีได้ถึง 18 bytes ส่วน configuration bit ( DATA ) จะต้องจับเวลาโดย clocked ( CLK1 ) โดย msb มาก่อนขณะที่ CS = 1 ไม่เกิน 18 bytes อาจถูกควาน์โหลด

##### 2.4.5.1 Configuration for ShockBurst operation (Configuration สำหรับการดำเนินการ ShockBurst)

Configuration word ใน Shock Burst ทำให้ระบบย่อย nRF2401 สามารถจัดการกับ RF protocol ได้ หาก protocol สมบูรณ์ และ โหลดไประบบย่อย nRF2401 เพียง 1 byte :bit[7:0] จำเป็นที่จะต้อง update ตลอดช่วงที่ดำเนินการ

Configuration block โดยละเอียด สำหรับ Shock Burst ดังนี้

- ความกว้างของ payload: ระบุจำนวนของบิต payload ใน RF package ซึ่งมันทำให้ระบบย่อย nRF2401 สามารถแบ่งแยกระหว่างข้อมูล payload และ CRC bytes ในตัวรับ package ได้
- ความกว้าง address: set จำนวนบิตที่แอดเดรสใช้ใน RF package ซึ่งมันทำให้ระบบย่อย nRF2401 สามารถแบ่งแยกระหว่างแอดเดรสและข้อมูล package ได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- แอดเดรส ( Rx ช่อง 1 และ 2 ) : กำหนดแอดเดรสสำหรับข้อมูล
- CRC : สามารถทำให้ on-chip CRC generate และถอดรหัสได้

Configuration Block นี้ โดยการยกเว้น CRC จะละเอียดสำหรับ package ซึ่งระบบ nRF2401 ที่จะรับในโหมด Tx CPU ต้อง generate แอดเดรส และส่วน payload ให้เหมาะกับระบบย่อย nRF2401 เพื่อจะรับข้อมูลเมื่อใช้ระบบย่อย nRF2401 on-chip รูปแบบ CRC ต้องแน่ใจว่า CRC นั้นใช้ได้และใช้ที่ความยาวเดียวกันทั้งอุปกรณ์ Tx และ Rx

PRE-AMBLE	ADDRESS	PAYLOAD	CRC
-----------	---------	---------	-----

รูปที่ 2.22 DATA package set-up

#### 2.4.5.2 Configuration for Direct Mode operation (Configuration สำหรับการดำเนินการใน Direct Mode)

สำหรับใน Direct mode จะดำเนินการเพียงแค่นั้น 2 ไบต์แรกของ Configuration word ที่เกี่ยวข้อง

	Bit position	Number of bits	Name	Function
ShockBurst™ configuration	143-120	24	TEST	Reserved for testing
	119-112	8	DATA2_W	Length of data payload section RX channel 2
	111-104	8	DATA1_W	Length of data payload section RX channel 1
	103-64	40	ADDR2	Up to 5 byte address for RX channel 2
	63-24	40	ADDR1	Up to 5 byte address for RX channel 1
	23-18	6	ADDR_W	Number of address bits (both RX channel)
	17	1	CRC_L	8 or 16 bit CRC
	16	1	CRC_EN	Enable on-chip CRC generation/checking
General device configuration	15	1	RX2_EN	Enable two channel receive mode
	14	1	CM	Communication mode (Direct or ShockBurst™)
	13	1	RFDR_5B	RF data rate (1Mbps requires 16MHz crystal)
	12-10	3	XO_F	Crystal frequency
	9-8	2	RF_PWR	RF output power
	7-1	7	RF_CH#	Frequency channel
	0	1	RXEN	RX or TX operation

ตารางที่ 2.5 ตารางของ Configuration word

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Configuration word จะ shift MSB ก่อนที่ clock ขอบขาขึ้น configuration ใหม่จะเกิดที่ขอบขาลง ของCS

**2.4.6 Configuration Word Detailed Description** (อธิบายรายละเอียดของ configuration word)

อธิบายฟังก์ชันของ 144 บิต ( บิต 143 = MSB ) ซึ่งใช้ configure ระบบ nRF2401

Configuration อุปกรณ์ทั่วไป: bit [15:0]

Configuration Shock Burst: bit [119:0]

Test Configuration: bit [143:120]

MSB		TEST						
D143	D142	D141	D140	D139	D138	D137	D136	
Reserved for testing								
1	0	0	0	1	1	1	0	Default

MSB		TEST																	
D119	D118	D117	D116	D115	D114	D113	D112	D111	D110	D109	D108	D107	D106	D105	D104	D103	D102	D101	D100
Reserved for testing																			
Clear PLL in TX																			
0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	0	1	1	1	0	0			Default

DATA2 W								
D119	D118	D117	D116	D115	D114	D113	D112	
Data width channel=2 in # of bits excluding addr crc								
0	0	1	0	0	0	0	0	Default

DATA1 W								
D111	D110	D109	D108	D107	D106	D105	D104	
Data width channel=1 in # of bits excluding addr crc								
0	0	1	0	0	0	0	0	Default

ADDR2												
D103	D102	D101	...	D71	D70	D69	D68	D67	D66	D65	D64	
Channel=2 Address: RX (up to 40bit)												
0	0	0	...	1	1	1	0	0	1	1	1	Default

ADDR1												
D63	D62	D61	...	D31	D30	D29	D28	D27	D26	D25	D24	
Channel=1 Address: RX (up to 40bit)												
0	0	0	...	1	1	1	0	0	1	1	1	Default

ADDR W						
D23	D22	D21	D20	D19	D18	
Address width in # of bits: (both channels)						
0	0	1	0	0	0	Default

CRC				
D17		D16		
CRC Mode 1 = 16bit 0 = 8bit		CRC 1 = enable: 0 = disable		
0		1		Default

RF-Programming														15B		
D15	D14	D13	D12	D11	D10	D9	D8	D7	D6	D5	D4	D3	D2	D1	D0	
Two Ch		BUF	OD	NO Frequency			RF Power		Channel selection					RXEN		
0	0	0	0	1	1	1	1	0	0	0	0	0	1	0	0	Default

ตารางที่ 2.6 Configuration data word

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โดย MSB bit ควรจะถูกโหลดสู่ configuration register เป็นอันดับแรก

Default Configuration word: h8E08.1C20.2000.0000.00E7.0000.0000.E721.0F04.

#### 2.4.6.1 Shock Burst configuration:

ช่วงบิต [119:16] ประกอบด้วย segments อย่างละเอียดของ configuration register ไปยัง protocol การทำงานของ Shock Burst บิตรวมของ 120 บิตต้อง shift เข้าเพื่อจะ switch ระหว่าง Rx และ Tx

##### 2.4.6.1.1 PLL\_CTRL

PLL_CTRL		
D121	D120	PLL
0	0	Open TX: Closed RX
0	1	Open TX: Open RX
1	0	Closed TX: Closed RX
1	1	Closed TX: Open RX

ตารางที่ 2.7 PLL setting

Bit 121-120:

PLL\_CTRL ความคุมการ set ของ PLL ใน Tx จะไม่เกิดการเบี่ยงเบน สำหรับโหมด ดำเนินการปกติ 2 บิตนี้ต้องเป็น bit low

##### 2.6.6.1.2 DATAx\_W

DATA2_W						
119	118	117	116	115	114	113

DATA1_W						
111	110	109	108	107	106	104

ตารางที่ 2.8 จำนวนของบิตใน payload

Bit 119-112:

DATA2\_W ความยาว package ของ RF payload สำหรับสัญญาณช่อง 2

Bit 111-104:

DATA1\_W ความยาว package ของ RF payload สำหรับสัญญาณช่อง 1

NOTE:

จำนวนบิตทั้งหมดใน Shock Burst RF package อาจไม่เกิน 256! ความยาวสูงสุดของส่วน payload หาได้จาก  $DATAx\_W \text{ (bits)} = 256 - ADDR\_W - CRC$

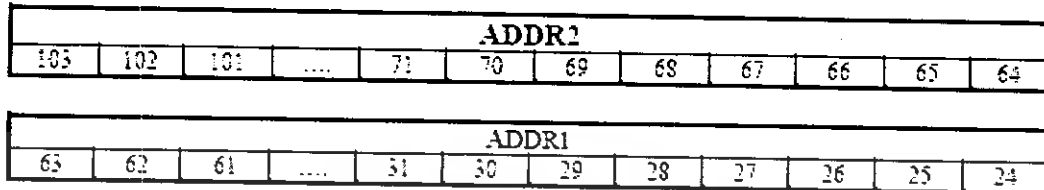
โดย ADDR\_W: ความยาวแอดเดรสของ Rx ที่ set ใน configuration word Bit[23:18]

CRC: Check sum 8 หรือ 16 บิต ที่เซตใน configuration word Bit[17]

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

PRE: Preamble 8 บิตซึ่งรวมอัดโนมัติ  
แอดเดรสและCRC ที่สั้นขึ้น จะทำให้มีที่สำหรับ payload data มากขึ้น

#### 2.4.6.1.3 ADDR<sub>x</sub>



ตารางที่ 2.9 แอดเดรสของตัวรับ 1 และ 2

Bit 103-64:

ตัวรับ ADDR2 แอดเดรส channel2 มีได้ถึง 40 บิต

Bit 63-24:

ตัวรับ ADDR1 แอดเดรส channel1 มีได้ถึง 40 บิต

NOTE:

บิตใน ADDR<sub>x</sub> มากกว่าความกว้างที่ set ใน ADDR\_W ซึ่งยึดยาวเกินไปและสามารถ set เป็น logic 0 ได้

#### 2.4.6.1.4 ADDR\_W & CRC



ตารางที่ 2.10 จำนวนบิตที่ต้องคงไว้สำหรับ RX address + CRC setting

Bit 23-18:

ADDR\_W : จำนวนบิตที่ต้องสงวนไว้สำหรับแอดเดรส Rx ใน Shock Burst

NOTE: จำนวนบิตแอดเดรสสูงสุดคือ 40 บิต ( 5 ไบต์ ) ค่าที่มากกว่า 40 บิต ADDR\_W จะไม่สามารถใช้ได้

Bit 17:

CRC\_L: ความยาว CRC ที่จะคำนวณใน Shock Burst

Logic 0: 8 bit CRC

Logic 1: 16 bit CRC

Bit 16:

CRC\_EN: ทำให้ CRC on-chip Tx และ Rx ใช้ได้

Logic 0: on-chip CRC generation / checking disable

Logic 1: on-chip CRC generation / checking enable

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

NOTE: บิต 8 CRC อาจเพิ่มจำนวน payload ใน Shock Burst ได้แต่จะลดความสมบูรณ์ของระบบลง

#### 2.4.6.2 General RF configuration

General RF configuration ของ configuration word จะควบคุม RF และ พารามิเตอร์ที่เกี่ยวข้องกับอุปกรณ์

##### 2.4.6.2.1 Modes

RX2_EN	CM	RFDR SB	XO_F			RF_PWR	
15	14	13	12	11	10	9	8

ตารางที่ 2.11 RF operational setting

Bit 15: Rx2\_EN

Logic 0: Channel 1 รับ

Logic 1: Channel 2 รับ

NOTE: ในตัวรับทั้ง 2 channel nRF 24E1 รับทั้ง 2 channel แยกความถี่ของช่องสัญญาณทันที ความถี่ของตัวรับ channel 1 จะ set ในบิต [7-1] ของ configuration word ตัวรับ channel 2 จะเหนือตัวรับ channel 1 อยู่ 8 channel (8 MHz)

Bit 14:

Communication Mode:

Logic 0: ระบบย่อย nRF 2401 ดำเนินการใน Direct Mode

Logic 1: ระบบย่อย nRF 2401 ดำเนินการใน Shock Burst Mode

Bit 13:

RF Data Rate:

Logic 0: 250 kbps

Logic 1: 1 Mbps

NOTE: ใช้ 250 kbps แทน 1 Mbps จะช่วยปรับปรุง sensitivity ของตัวรับ 10 db 1Mbps

ต้องใช้ crystal 16 MHz

Bit 12-10:

XO\_F: เลือกความถี่ crystal ที่จะใช้

XO FREQUENCY SELECTION			
D12	D11	D10	Crystal Frequency [MHz]
0	0	0	4
0	0	1	8
0	1	0	12
0	1	1	16
1	0	0	20

ตารางที่ 2.12 crystal frequency setting

Bit 9-8:

RF\_PWR set nRF 24E1 RF กำลังของเอาต์พุตในโหมดการส่ง

RF OUTPUT POWER		
D9	D8	P [dBm]
0	0	-20
0	1	-10
1	0	-5
1	1	0

ตารางที่ 2.13 RF output power setting

#### 2.6.6.2.2 RF channel & direction

RF CH#							RXEN
7	6	5	4	3	2	1	0

ตาราง 2.14 ช่องความถี่ และการ set Rx / Tx

Bit 7-1:

RF\_CH# ตั้งความถี่ช่องสัญญาณของ nRF 24E1 ให้ดำเนินการความถี่ของช่องสัญญาณในการส่งได้โดย

$$\text{Channel RF} = 2400 \text{ MHz} + \text{RF\_CH\#} * 1.0 \text{ MHz}$$

RF\_CH#: อาจตั้งไว้ระหว่าง 2400 MHz และ 2527 MHz

NOTE: ช่วงที่มากกว่า 83 สามารถใช้ได้เพียงแคในอาณาเขตที่แน่ใจได้

ความถี่ช่วงสัญญาณในช่องข้อมูล 2 หาได้โดย

$$\text{Channel RF} = 2400 \text{ MHz} + \text{RF\_CH\#} * 1.0 \text{ MHz} + 8 \text{ MHz (รับที่ PIN\#4)}$$

RF\_CH#: อาจตั้งไว้ระหว่าง 2400 MHz และ 2527 MHz

Bit 0:

Active Mode

Logic 0: transmit mode โหมดส่ง

Logic 1: receive mode โหมดรับ

### 2.4.7 Data package Description

PRE-AMBLE	ADDRESS	PAYLOAD	CRC
-----------	---------	---------	-----

รูปที่ 2.23 Data package Diagram

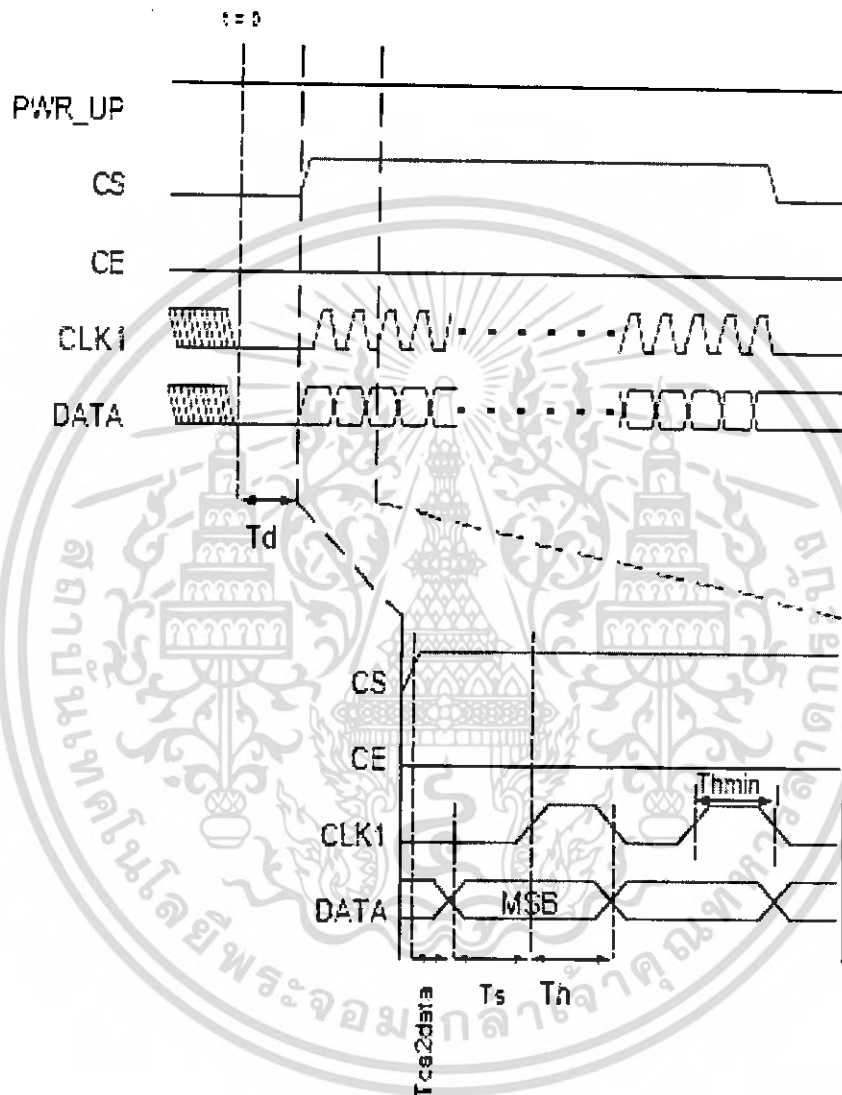
ชุดข้อมูลสำหรับการสื่อสารใน Shock Burst mode และ Direct mode จะแบ่งเป็น 4 ส่วน ดังนี้

1. PREMBLE	<ul style="list-style-type: none"> <li>- ส่วน preamble ต้องมีใน Shock Burst mode และ Direct mode</li> <li>- Preamble มีความยาว 8 บิตและ ขึ้นกับบิตแรกของแอดเดรส</li> </ul> <p>PREAMBLE                      1<sup>st</sup> ADDR_BIT</p> <p>01010101                              0</p> <p>10101010                              1</p> <ul style="list-style-type: none"> <li>- Preamble จะใส่ไปในชุดข้อมูล โดยอัตราโน้มนัดและคั่งนั้นจึงมีที่ว่างพิเศษสำหรับ payload ใน Direct mode MCU ต้องควบคุม preamble</li> <li>- ใน ShockBurst mode Rx preamble จะถูกย้ายจากรับข้อมูลเอาร์ทพุท ใน Direct mode preamble จะเห็นได้ชัดเจนสำหรับข้อมูลเอาร์ทพุท</li> </ul>
2. ADDRESS	<ul style="list-style-type: none"> <li>- ส่วนของแอดเดรสต้องมีใน ShockBurst โหมด และ Direct โหมด</li> <li>- ความยาว 80 – 40 บิต</li> <li>- แอดเดรสจะถูกย้ายโดยอัตราโน้มนัดจากรับใน ShockBurst mode ใน Direct mode MCU ต้องควบคุมแอดเดรส</li> </ul>
3. PAYLOAD	<ul style="list-style-type: none"> <li>- ข้อมูลถูกส่ง</li> <li>- ใน ShockBurst โหมด payload มีขนาดน้อยที่สุด 256 บิต ( แอดเดรส 8-40 บิต +CRC 8หรือ16 บิต</li> <li>- ใน Direct mode ความยาวมากที่สุดสำหรับ 1 Mbps คือ 4000 บิต</li> </ul>
4. CRC	<ul style="list-style-type: none"> <li>- CRC จะเลือกได้ใน ShockBurst โหมด และไม่ใช่ใน Direct โหมด</li> <li>- ความยาว 8 หรือ 16 บิต</li> <li>- ShockBurst Rx CRC จะถูกย้ายจากรับข้อมูลเอาร์ทพุท</li> </ul>

ตารางที่ 2.15 รายละเอียดของ Data package

### 2.4.8 Configuration mode timing

เมื่อ 1 บิต หรือ มากกว่า 1 บิต ใน configuration word จำเป็นที่จะต้องเปลี่ยนแปลง เราจะไปดูได้จาก timing

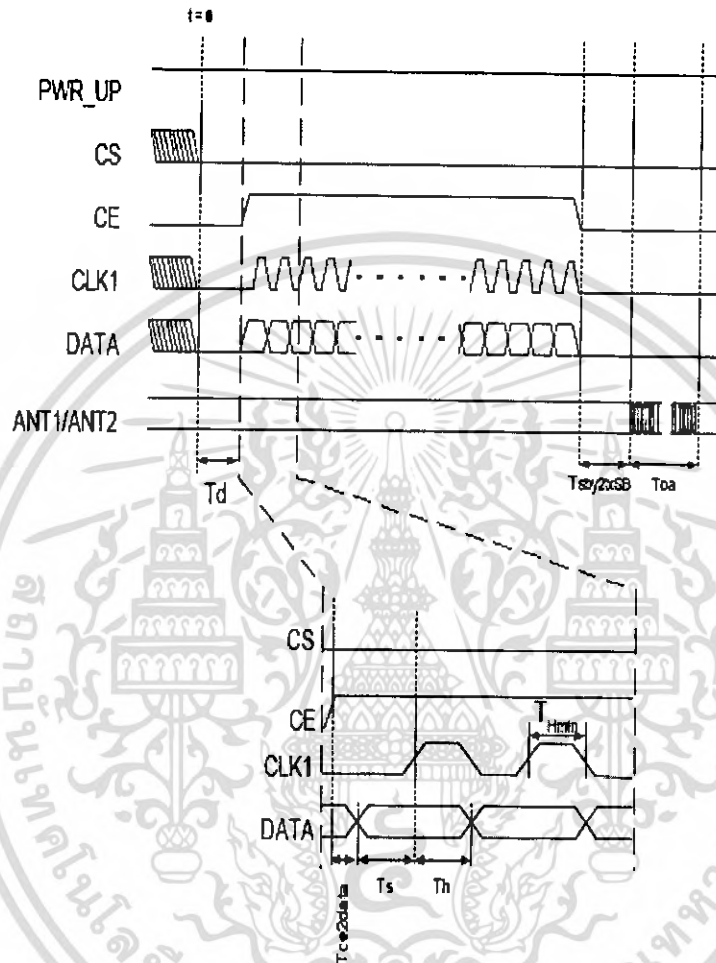


รูปที่ 2.24 Timing Diagram สำหรับ configuration ระบบย่อย nRF2401 ถ้า configuration mode เข้ามาจาก power down CS สามารถ set high หลังจาก  $T_{pd2sby}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.4.9 ShockBurst Mode Timing

ShockBurst TX:



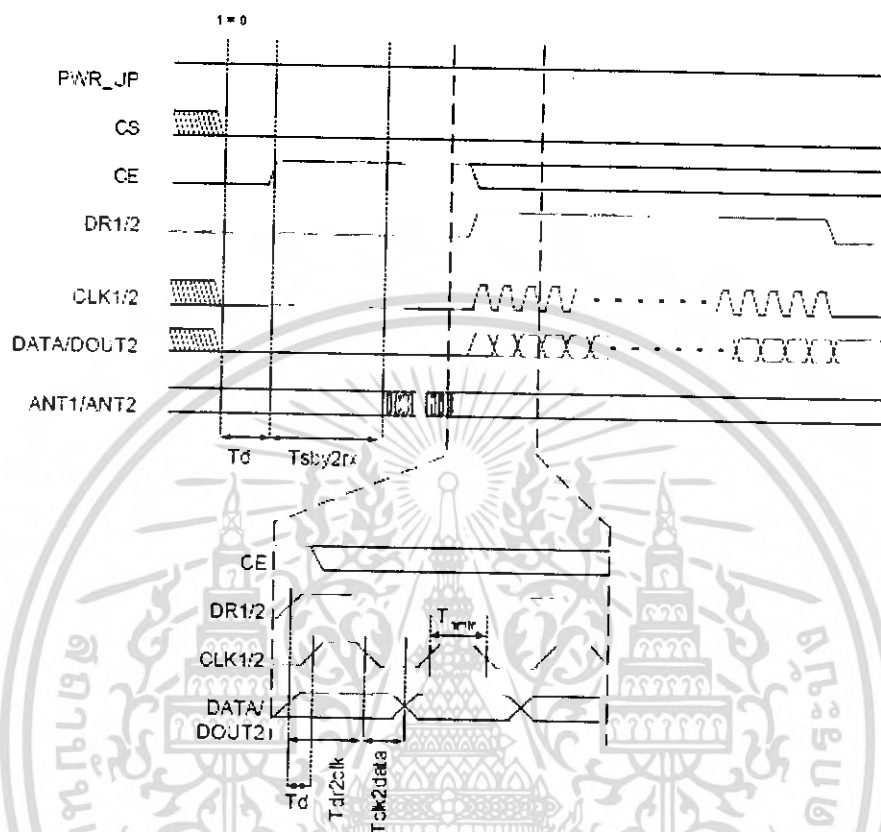
รูปที่ 2.25 Timing ของ ShockBurst ใน TX

ความยาวชุดข้อมูลและอัตราข้อมูลทำให้ delay  $T_{oa}$  (Time on air : เวลาในอากาศ) ซึ่งแสดงในสมการ บิตข้อมูลจะเป็นผลรวมของบิตที่รวมทุกๆบิต CRC และบิต preamble ซึ่งอาจเพิ่มขึ้น

$$T_{oa} = 1/\text{data rate} * (\#\text{databits} + 1)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## ShockBurst Rx:



รูปที่ 2.26 Timing ของ ShockBurst ใน Rx

CE อาจยังคงสถานะ high ช่วงที่ดาวน์โหลดข้อมูล แต่จะทำให้ค่าการใช้กระแสสูงกว่า (19mA) และผลประโยชน์คือ เวลา start-up น้อย (200us) เมื่อ DR1 ขาลง

## 2.5 การเขียนโปรแกรมติดต่อ Serial Port

พื้นฐานการสื่อสารแบบอนุกรมในเครื่องคอมพิวเตอร์นั้นจะมีความเร็วในการสื่อสารช้ากว่าแบบขนาน ทั้งนี้ก็เพราะว่าการเคลื่อนย้ายข้อมูลแบบอนุกรมเป็นการส่งข้อมูลครั้งละ 1 บิต แต่พอร์ตนานนั้นสามารถส่งข้อมูลได้ครั้งละหลาย ๆ บิตพร้อมกัน ส่งผลให้การสื่อสารข้อมูลแบบอนุกรมมีความเร็วต่ำกว่าแบบขนาน

แต่ว่าการส่งข้อมูลแบบอนุกรมนั้นมีข้อที่เหนือกว่าการส่งข้อมูลแบบขนานคือ การสามารถส่งข้อมูลได้ในระยะทางที่ไกลกว่าแบบขนาน อีกทั้งสายสัญญาณที่ใช้ยังมีน้อยกว่าการส่งข้อมูลแบบขนานอีกด้วย การสื่อสารแบบอนุกรมสามารถแบ่งออกได้เป็น 3 รูปแบบดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

1. Simplex สามารถส่งข้อมูลได้อย่างเดียว เป็นการสื่อสารแบบทางเดียว
2. Half-Duplex สามารถส่งข้อมูลไปยังปลายทางและสามารถรับข้อมูลจากปลายทางได้ แต่ไม่สามารถทำการส่งและรับข้อมูลได้ในเวลาเดียวกัน
3. Full-Duplex สามารถรับและส่งข้อมูลได้ในเวลาเดียวกัน

### 2.5.1 มาตรฐาน RS-232C

มาตรฐาน RS-232C เป็นมาตรฐานที่ได้รับการออกแบบมาเพื่อที่จะทำให้อุปกรณ์ต่อพ่วงจากผู้ผลิตต่างกันสามารถทำงานร่วมกันได้ มาตรฐาน RS-232C ประกาศโดยสมาคมอุตสาหกรรมอิเล็กทรอนิกส์ (Electronic Industries Association : EIA)

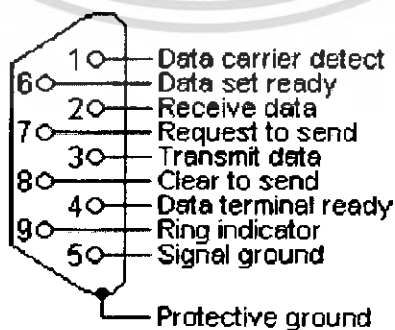
มาตรฐาน RS-232C ได้แบ่งอุปกรณ์ออกเป็น 2 ประเภทคือ

1. อุปกรณ์ DTE (Data Terminal Equipment) เป็นอุปกรณ์สำหรับส่งข้อมูล (เอาต์พุต)
2. อุปกรณ์ DCE (Data Communication Equipment) เป็นอุปกรณ์สำหรับรับข้อมูล (อินพุต)

ตามมาตรฐาน RS-232C แล้วคอนเน็กเตอร์ของ DTE จะเป็นตัวผู้ ส่วนคอนเน็กเตอร์ของ DCE จะเป็นตัวเมีย ที่นิยมใช้กันอยู่จะเป็นชนิด D-Type แบบ 9 ขา และแบบ 25 ขา โดยจะติดตั้งอยู่ด้านหลังเครื่องคอมพิวเตอร์ ระดับแรงดันจะมีค่าระหว่าง -3 ถึง -15 V สำหรับลอจิก High และ Low จะมีระดับแรงดันระหว่าง +3 ถึง +15 V สามารถรับส่งข้อมูลได้ด้วยความยาวของสายสัญญาณสูงสุด 50 ฟุต หรือ 150 เมตร แต่ถ้าเราต้องการการสื่อสารกับอุปกรณ์อื่นที่อยู่ห่างกันมากๆ เราจำเป็นต้องใช้อุปกรณ์อื่น ๆ ช่วยเช่น การใช้โมเด็ม เป็นต้น

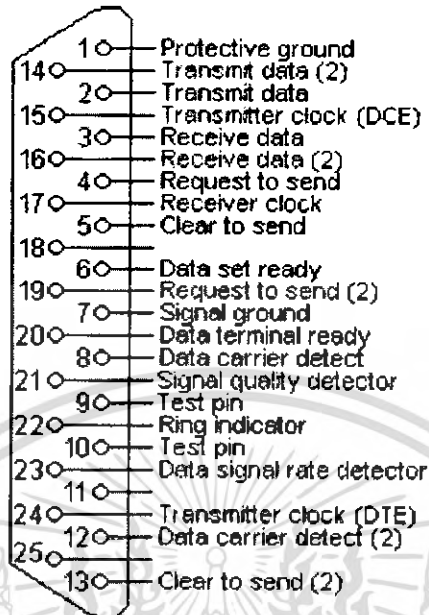
### 2.5.2 ลักษณะของคอนเน็กเตอร์แบบ D-Type

หัวต่อแบบ D-Type ที่ใช้ในการสื่อสารแบบอนุกรมของเครื่องคอมพิวเตอร์นั้นมีอยู่ 2 ลักษณะคือ แบบ 9 ขาและ 25 ขา บางครั้งเรียกว่า DB9 และ DB25 ซึ่งหัวต่อทั้งสองชนิดจะมีลักษณะการทำงานของสัญญาณเหมือนกัน แต่การจัดเรียงไม่เหมือนกัน



รูปที่ 2.27 DB9

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.28 DB25

D-Type 25 Pin	D-Type 9 Pin	สัญลักษณ์	ชื่อสัญลักษณ์
Pin 3	Pin 3	TD	Transmit Data
Pin 3	Pin 2	RD	Receive Data
Pin 4	Pin 7	RTS	Request To Send
Pin 5	Pin 8	CTS	Clear To Send
Pin 6	Pin 6	DSR	Data Set Ready
Pin 7	Pin 5	SG	Signal Ground
Pin 8	Pin 1	CD	Carrier Detect
Pin 20	Pin 4	DTR	Data Terminal Ready
Pin 22	Pin 9	RJ	Ring Indicator

ตารางที่ 2.16 แสดงสัญลักษณ์และชื่อสัญญาณของ Connector แบบ C-Type

รายละเอียดของสายสัญญาณ

Transmit Data: TD

ใช้สำหรับส่งข้อมูลอนุกรมออกจาก  
คอมพิวเตอร์

Receive Data: RD

ใช้สำหรับรับข้อมูลอนุกรมเข้ามายัง  
คอมพิวเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Request To Send: RTS	ใช้สำหรับส่งข้อมูลไปยังอุปกรณ์ปลายทาง เพื่อร้องขอให้ปลายทางส่งข้อมูลกลับมา
Clear To Send: CTS	ใช้สำหรับตรวจสอบว่าอุปกรณ์ที่เชื่อมต่อด้วยพร้อมจะรับข้อมูลหรือไม่ โดยจะคอยรับสัญญาณ RTS เมื่อทุกอย่างพร้อมก็จะทำการส่งข้อมูลออกทางขา TD
Data Set Ready: DSR	ใช้สำหรับตรวจสอบการเชื่อมต่อกันระหว่างคอมพิวเตอร์กับอุปกรณ์ปลายทาง จะใช้คู่กับขา DTR เป็นกราวด์ของระบบ
Signal Ground: SG	
Carrier Detect: CD	ขานี้จะ Active เมื่อมีการส่งสัญญาณ Carrier จาก โมเด็ม
Data Terminal Ready: DTR	ใช้สำหรับบอกให้อุปกรณ์ปลายทางรับรู้ว่าการติดต่อด้วย โดยขา DTR นี้ต้องเชื่อมต่อกับขา DSR ของอุปกรณ์ปลายทาง
Ring Indicator: RI	ขานี้จะ Active เมื่อ โมเด็ม ได้รับสัญญาณเรียกเข้าจากสายโทรศัพท์

### 2.5.3 องค์ประกอบของการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม

การสื่อสารแบบอนุกรมที่นิยมใช้กับคอมพิวเตอร์นั้น เป็นการสื่อสารข้อมูลแบบอะซิงโครนัส นั่นคือ ต้องใช้สายสัญญาณเส้นเดียวทำหน้าที่ทั้งส่งส่วนที่เป็นข้อมูล และส่วนที่ใช้ควบคุมการส่งข้อมูล ดังนั้นข้อมูลที่อ่านได้แต่ละบิตจากการส่งแบบอนุกรม จึงต้องถูกแยกแยะว่าใช้สำหรับวัตถุประสงค์ใด โดยเราสามารถแบ่งได้ 4 ส่วนคือ

1. Start Bit หรือบิตเริ่มต้น จะมีขนาด 1 บิต จะใส่ที่จุดเริ่มต้นเพื่อบอกอุปกรณ์ฝ่ายรับว่าข้อมูลกำลังจะมาถึง
2. Data Character หรือบิตข้อมูล ขนาด 7 หรือ 8 บิต การส่งบิตข้อมูลจะส่งเป็นกลุ่ม ๆ
3. Parity Bit หรือบิตพาริตี ขนาด 1 บิต ใช้ในการตรวจสอบความถูกต้องของข้อมูลที่ส่ง เราจะใส่บิตพาริตีเข้าไป แต่ทั้งตัวรับและตัวส่งจะต้องรู้ตรงกันว่าใช้พาริตีแบบไหนในการส่งข้อมูล ซึ่งหลักการในการกำหนดบิตพาริตีมีหลายแบบดังนี้
  - พาริตีคู่ (Even Parity) ค่าของพาริตีนี้เมื่อรวมกับทุก ๆ บิตของข้อมูลแล้วจะต้องมีจำนวนบิตที่เป็นเลข 1 เป็นเลขคู่
  - พาริตีคี่ (Odd Parity) ค่าของพาริตีนี้เมื่อรวมกับทุก ๆ บิตของข้อมูลแล้วจะต้องมีจำนวนบิตที่เป็นเลข 1 เป็นเลขคี่

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- ไม่มีพาริตี (None) ถ้าตั้งพาริตีเป็น None ทั้งภาครับและภาคส่งจะไม่มี การตรวจสอบบิตพาริตี

4. Stop Bit หรือบิตจบ ขนาด 1 หรือ 2 บิต เป็นบิตปิดท้ายข้อมูล

#### 2.5.4 อัตราเร็วในการรับส่งข้อมูลแบบอนุกรม

การที่อุปกรณ์ 2 อย่างจะติดต่อสื่อสารกันได้นั้น จะต้องทำงานด้วยอัตราเร็วเท่ากัน ซึ่ง อัตราเร็วในการสื่อสารแบบอะซิงโครนัสคือ ค่าบอดเรต (Baud Rate) มีหน่วยเป็นบิตต่อวินาที ซึ่ง อัตราเร็วในการสื่อสารแบบอนุกรมนั้นมีใช้ดังนี้ 110, 150, 300, 600, 1200, 2400, 4800, 9600 และ 19200 บิตต่อวินาที

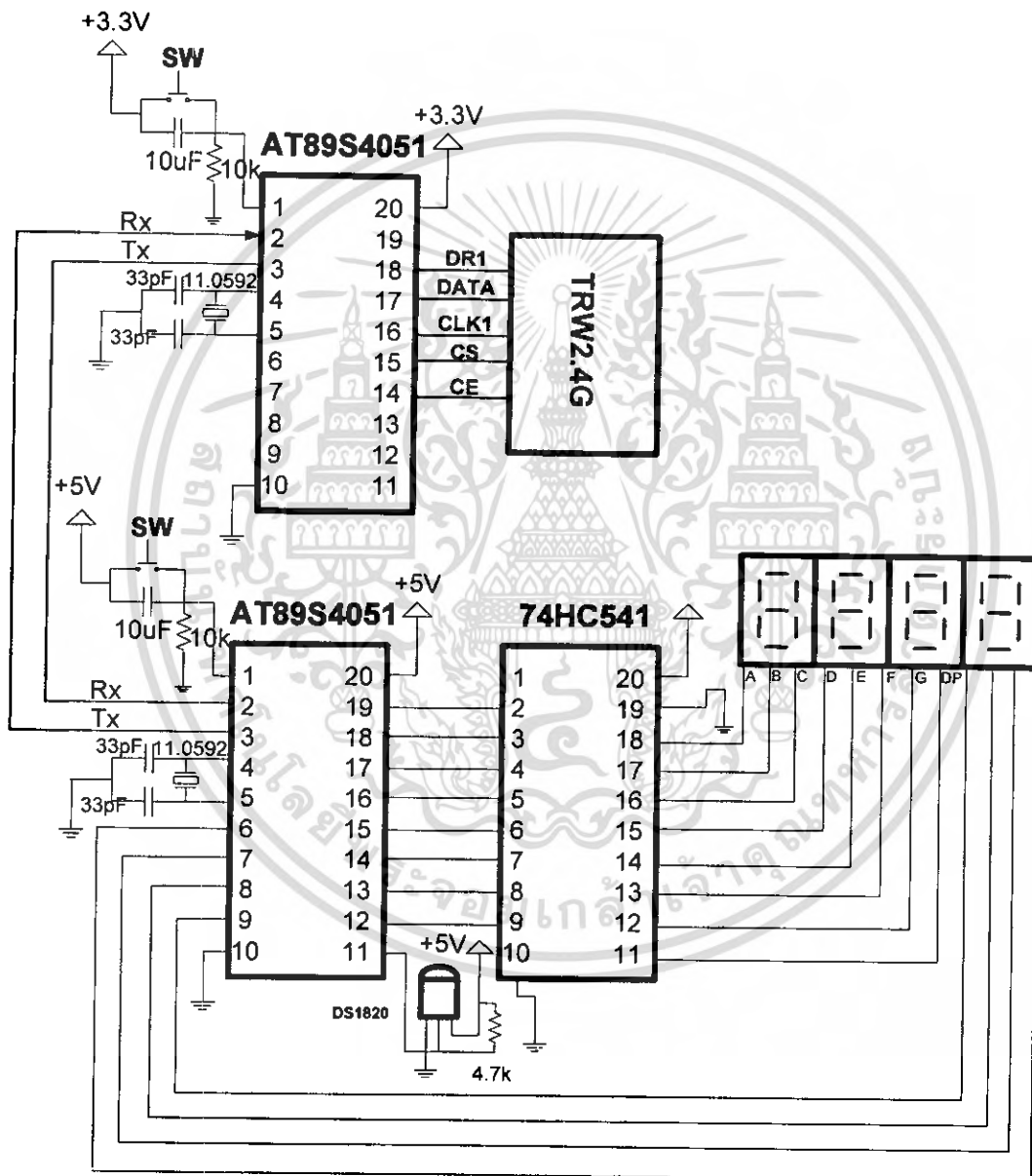


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### บทที่ 3

#### การออกแบบและการสร้างเครื่องรับ - เครื่องส่ง RF

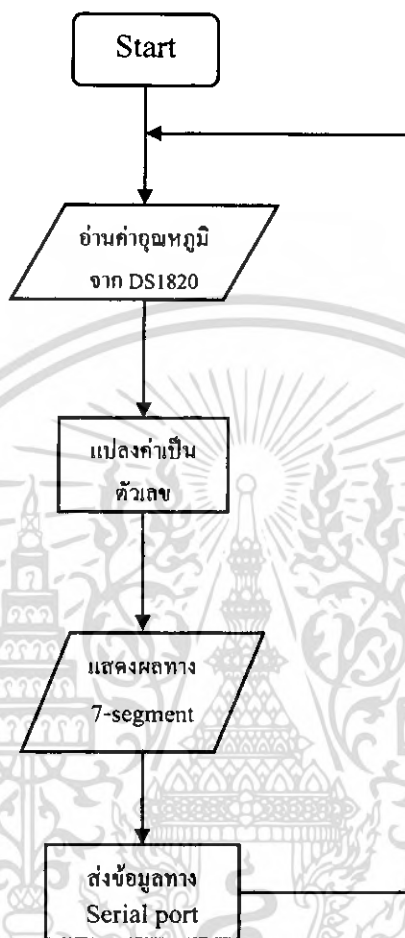
##### 3.1 การออกแบบและการสร้างเครื่องรับ-เครื่องส่ง



รูปที่ 3.1 วงจรตัวส่ง SENSOR DS 1820

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

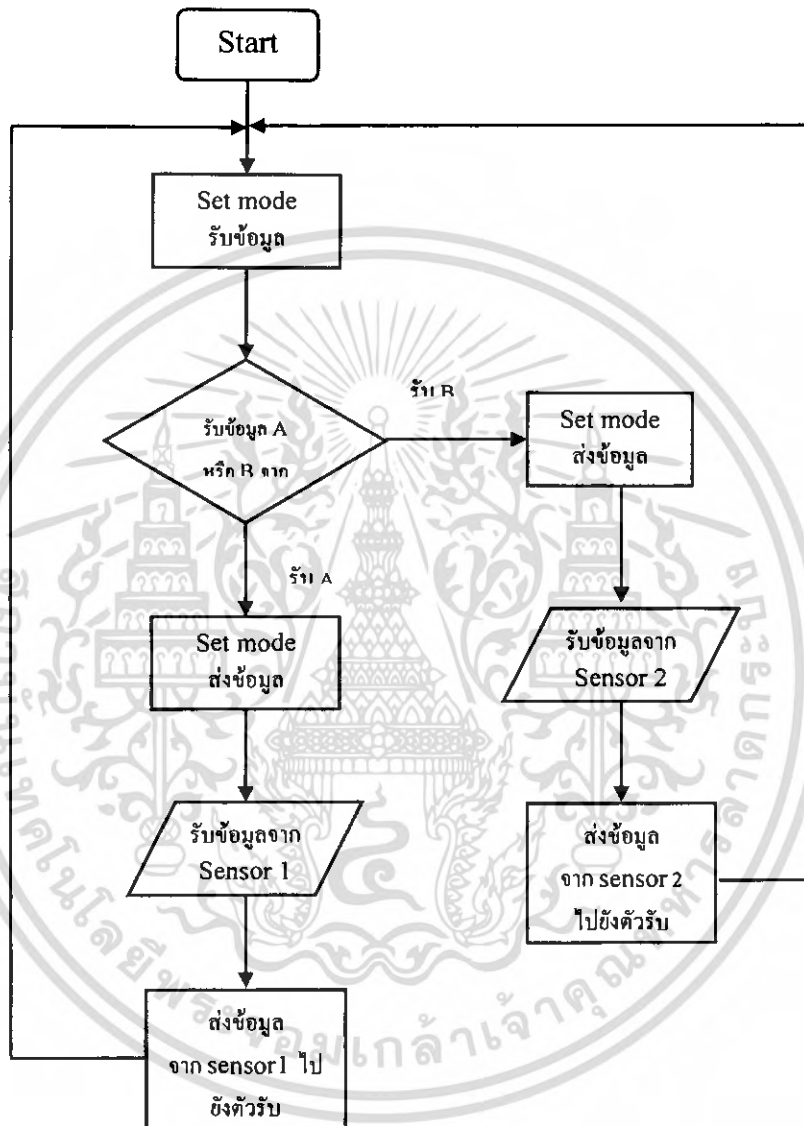
### 3.1.1 การทำงานของวงจร Thermal Sensor



รูปที่ 3.2 Flow Chart แสดงขั้นตอนการทำงานของ Thermal Sensor

เริ่มจากทำการติดต่อและอ่านค่าอุณหภูมิจาก Thermal Sensor DS 1820 โดยใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์เป็นตัวติดต่อกับเซนเซอร์ เมื่อทำการเชื่อมต่อกันได้แล้วจะนำค่าที่อุณหภูมิที่ DS 1820 อ่านได้มาแปลงค่าให้กลายเป็นตัวเลขอุณหภูมิที่ถูกต้องตามที่กำหนดไว้ จากนั้นนำค่าอุณหภูมิที่ถูกต้องแล้วนั้นมาแสดงผลผ่านทาง 7-segment แล้วจึงส่งข้อมูลออกแบบอนุกรมไปยังตัวส่ง TRW 2.4 GHz

### 3.1.2 การทำงานของ Transmitter



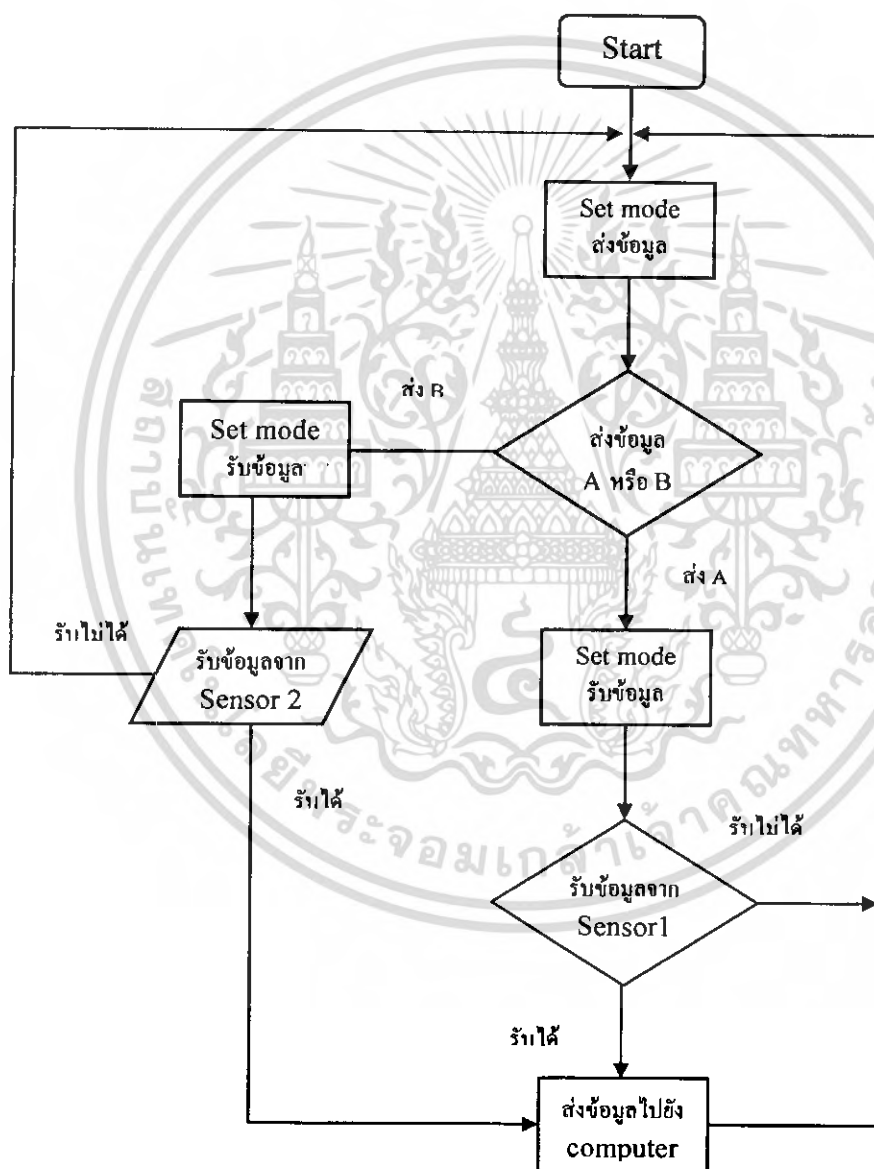
รูปที่ 3.3 Flow Chart แสดงขั้นตอนการทำงานของ Transmitter

เมื่อเริ่มต้นการทำงาน ตัวส่งข้อมูลทั้ง 2 ตัว จะต้องทำการตั้งค่าสถานะให้กลายเป็นตัวรับข้อมูลเสียก่อน เพื่อรอรับสัญญาณอนุญาต (A หรือ B) จากตัวรับที่ส่งสัญญาณมาให้ จากนั้นตัวส่งข้อมูลทั้ง 2 จะต้องทำการรับสัญญาณนั้น ๆ (A หรือ B) มาตรวจสอบว่าตรงกับตัวส่งนั้นหรือไม่ (โดยในที่นี้ ตัวส่งตัวที่ 1 สามารถส่งข้อมูลได้ก็ต่อเมื่อ ได้รับสัญญาณ A และตัวส่งที่ 2 จะสามารถ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ส่งข้อมูลได้ก็คือเมื่อได้รับสัญญาณ B ) เมื่อทำการตรวจสอบที่ได้รับแล้ว จากนั้นเมื่อสัญญาณที่ได้รับตรงตามที่กำหนดแล้ว จึงทำการเปลี่ยนสถานะจากสถานะรับ กลายเป็นสถานะส่ง เพื่อทำการส่งข้อมูลจากตัว sensor นั้น ๆ กลับไปยังตัวรับอีกครั้ง และแปลงกลับไปเป็นสถานะรับดั้งเดิม เพื่อรอรับสัญญาณอนุญาตต่อไป

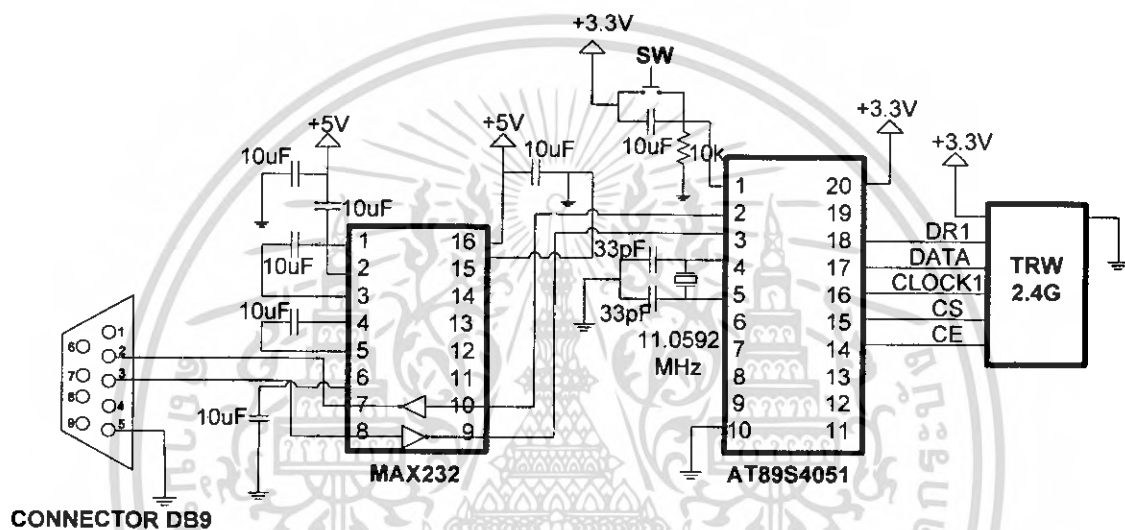
### 3.1.3 การทำงานของ Receiver



รูปที่ 3.4 Flow Chart แสดงขั้นตอนการทำงานของ Receiver

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การทำงานของตัวรับข้อมูลเริ่มจากการตั้งค่าสถานะให้เป็นตัวส่งข้อมูลเพื่อทำการส่งสัญญาณอนุญาต (A หรือ B) ไปยังตัวส่ง เพื่อให้ตัวส่งสามารถตรวจสอบได้ว่า ตัวใดควรจะทำหน้าที่ส่งข้อมูลกลับเข้ามายังตัวรับ ซึ่งเมื่อทำการส่งสัญญาณออกไปแล้ว จะทำการเปลี่ยนสถานะเพื่อทำการรอรับค่าข้อมูลที่จะถูกส่งมาจากตัวส่งข้อมูลที่ทำการเลือกไว้แล้ว หลังจากรับข้อมูลได้แล้วจะนำข้อมูลนั้นส่งไปยังคอมพิวเตอร์ แล้วจึงเปลี่ยนสถานะเป็นตัวส่งอีกครั้ง เพื่อส่งสัญญาณให้ตัวส่งตัวต่อ ๆ ไปส่งข้อมูลเข้ามา

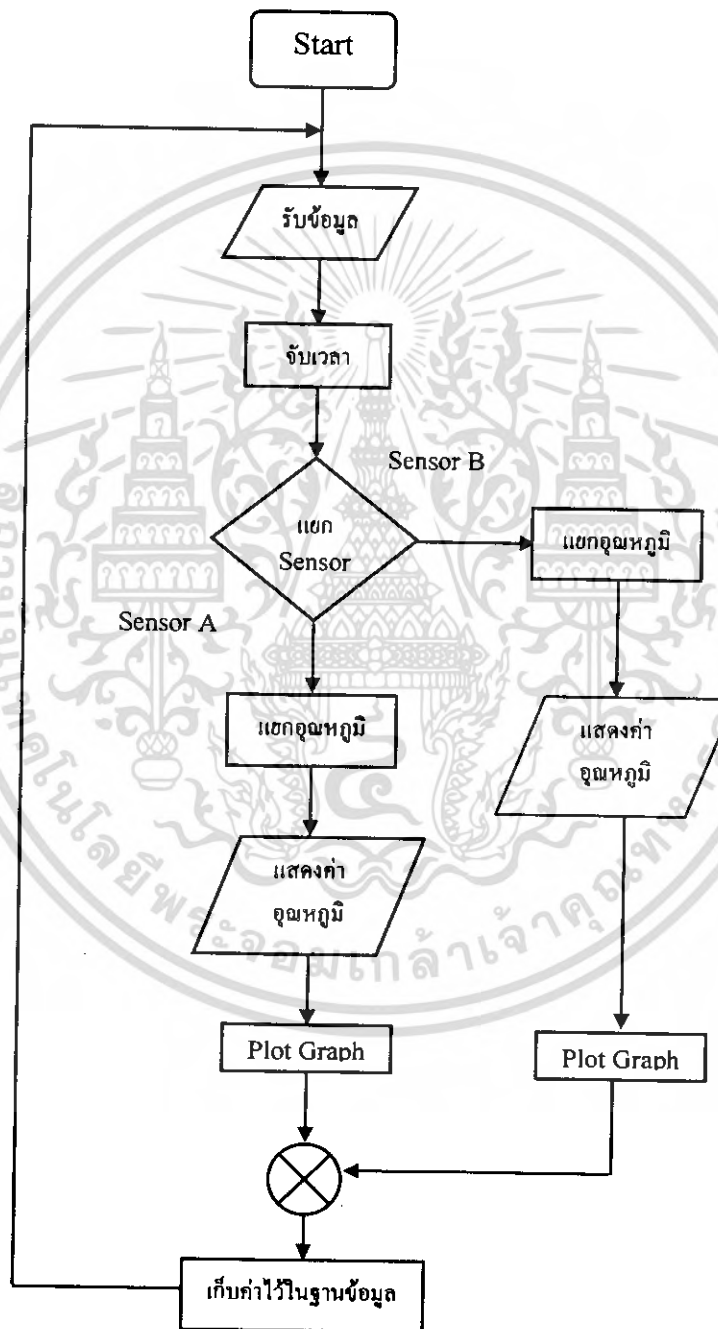


รูปที่ 3.5 วงจรตัวรับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 3.2 ภาคแสดงผล

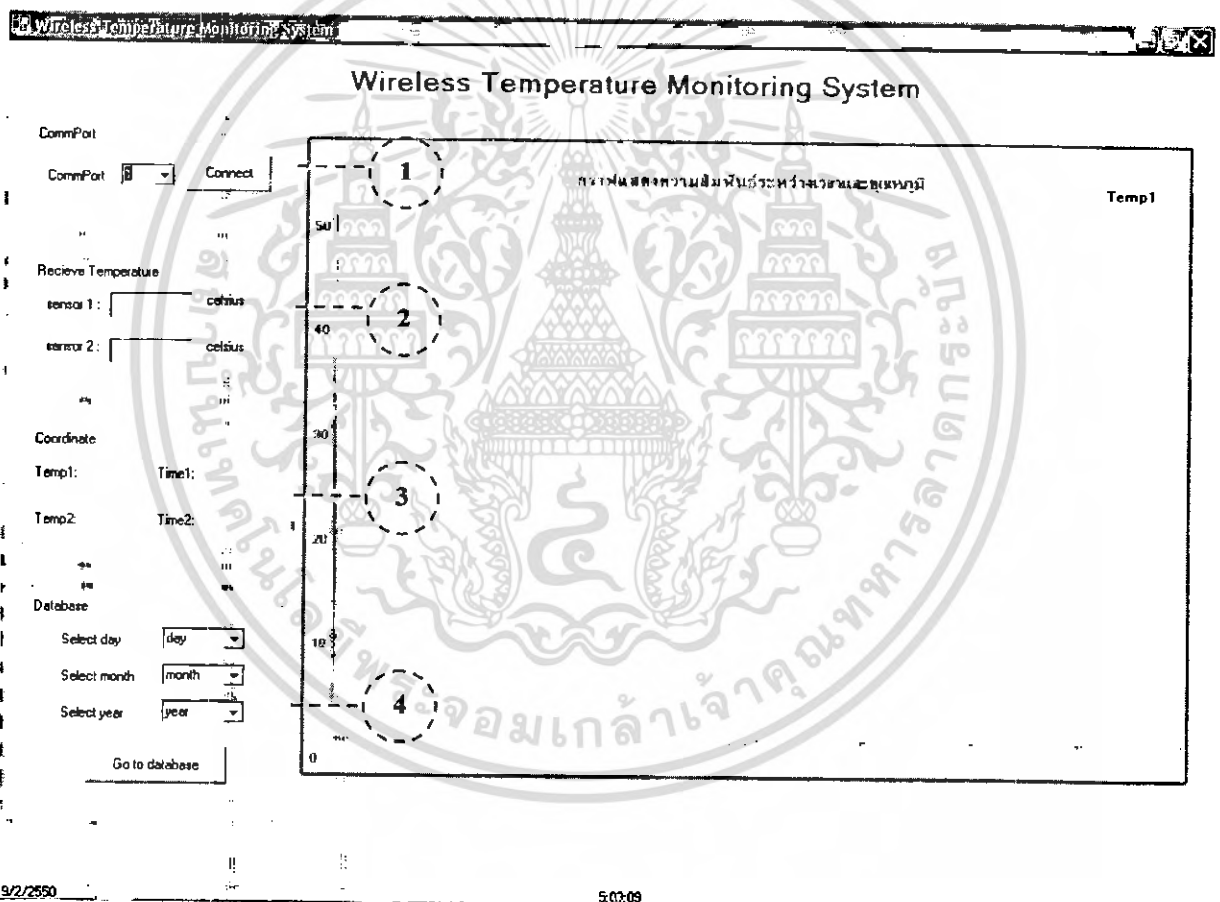
ส่วนของภาคแสดงผลนี้ใช้การแสดงผลผ่านคอมพิวเตอร์ โดยใช้โปรแกรม Visual Basic.NET โดยจะติดต่อผ่านพอร์ตอนุกรม (RS232) แล้วนำค่าข้อมูลที่ส่งเข้ามาแสดงผลออกมาเป็นกราฟระหว่างค่าอุณหภูมิกับเวลาของ sensor แต่ละตัว



รูปที่ 3.6 Flow Chart แสดงการทำงานของภาคแสดงผล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การทำงานของภาคแสดงผลเริ่มจากเลือก ComPort ที่จะใช้รับข้อมูลจากพอร์ตอนุกรม(1) เมื่อเชื่อมต่อแล้วจึงเริ่มรับข้อมูล จากนั้นเริ่มจับเวลา นำค่าข้อมูลที่ได้นี้มาแยกว่าเป็นข้อมูลที่ส่งมาจาก Sensor ตัวใด โดย ถ้าข้อมูลเริ่มต้นด้วยตัวอักษร "A" จะเป็นข้อมูลที่ส่งมาจาก Sensor A หากข้อมูลเริ่มต้นด้วยตัวอักษร "B" จะเป็นข้อมูลที่ส่งมาจาก Sensor B เมื่อแยก Sensor ได้แล้ว จะทำการแยกข้อมูลค่าอุณหภูมิออกมาแล้วนำมาแสดงที่ Receive Temperature (2) จากนั้นเมื่อครบตามเวลาที่เรากำหนดไว้ จะนำค่า Coordinate ของอุณหภูมิกับเวลาามาแสดง(3) แล้วนำค่า Coordinate นั้น ๆ มาวาดกราฟ จากนั้นเก็บค่าอุณหภูมิกับเวลาเข้าสู่ฐานข้อมูล โดยสามารถเรียกดูข้อมูลในฐานข้อมูลได้โดยเลือก วันที่ เวลา และปี ใน Database (4)



รูปที่ 3.7 ฟอรัมของโปรแกรมแสดงผล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

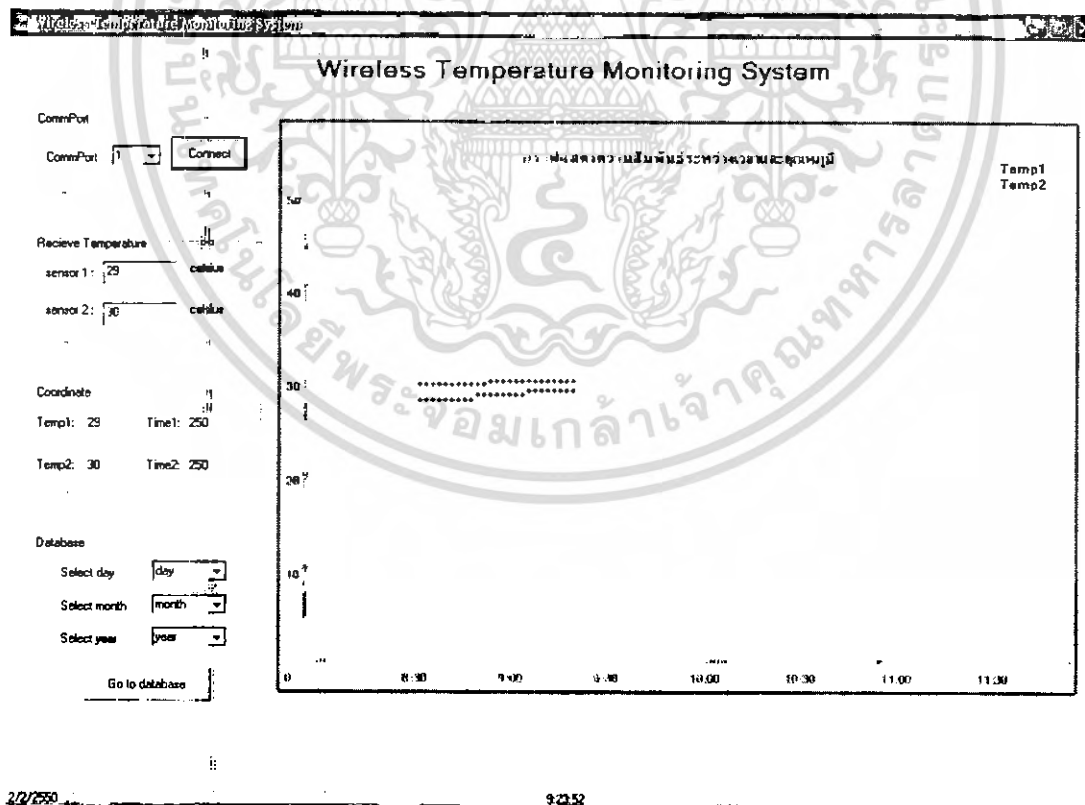
## บทที่ 4

### การทดลองและผลการทดลอง

ทดลองวัดค่าอุณหภูมิเปรียบเทียบกัน โดย เปรียบเทียบจากการวัดด้วย Thermometer , Multimeter และ ค่าอุณหภูมิที่วัดได้จาก Thermal Sensor DS 1820 ได้ผลการทดลองดังนี้

Thermometer ( Celsius )	Multimeter ( Celsius )	DS 1820 (Celsius )
23	24	25
24	24	25.5
25	26	27
26	26	28
27	28	29.5

ตารางที่ 4.1 ผลการทดลองวัดค่าอุณหภูมิโดยใช้ Thermometer, Multimeter และ DS 1820



รูปที่ 4.1 แสดงผลโดยการ Plot Graph

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 5

### รูปผลการทดลอง

จากการทดลองจะเห็นว่าค่าอุณหภูมิที่เราวัดได้จาก Thermometer, Multimeter และ Thermal Sensor DS 1820 นั้นมีค่าใกล้เคียงกัน แตกต่างกันเล็กน้อยซึ่งค่าอุณหภูมิ DS 1820 อ่านได้นั้นมีค่ามากกว่าที่อ่านได้จาก Thermometer และ Multimeter ซึ่งความร้อนส่วนที่เกินมานี้อาจเกิดจากอุณหภูมิของวงจรซึ่งอาจส่งผลให้ค่าอุณหภูมิที่อ่านได้อาจจะมีค่าสูงขึ้น ระยะเวลาในการส่งสัญญาณนั้นจากการวัดโดยประมาณอยู่ที่ 40 เมตรซึ่งเป็นระยะที่เครื่องรับ-เครื่องส่งยังทำงานได้ดี หากที่ระยะไกลเกินจากนี้ก็จะรับสัญญาณไม่ได้ และส่งสัญญาณโดยใช้ช่องสัญญาณเพียง 1 ช่องสัญญาณ โดยเป็นการติดต่อสื่อสารแบบ Half-Duplex

ส่วนของภาคแสดงผลสามารถรับค่าจากพอร์ตอนุกรมของคอมพิวเตอร์ได้โดยการที่เลือก com port ให้ถูกต้องและสามารถ plot กราฟของค่าอุณหภูมิและเวลาที่รับค่าอุณหภูมิเหล่านั้นได้ ส่วนฐานข้อมูลจะบันทึกค่าอุณหภูมิที่แสดง ค่าเวลาที่รับค่ามา และบันทึกวันที่ที่มีการรับค่าอุณหภูมิ โดยสามารถเรียกดูฐานข้อมูลตามวันที่รับค่าอุณหภูมิ

## เอกสารอ้างอิง

1. อภิชาติ ภูพลับ “เริ่มต้นการเขียน โปรแกรมติดต่อและควบคุมฮาร์ดแวร์ ด้วย VisuaBasic”,Infopress Developer Book,2546
2. ชาริน สิทธิธรรมชาติรี “คู่มือการเขียน โปรแกรม Microsoft Visual Basic.NET”,บริษัท ชัคเซส มีเดียจำกัด
3. วรพจน์ กรแก้ววัฒนกุล, ชัยวัฒน์ ลิ้มพรจิตรวิไล, “เรียนรู้และปฏิบัติการ ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 แบบเฟลช”,อิน โนเวทิฟ เอ็กเพอริเมนต์ จำกัด
- 4.. ผศ. ชีรวัฒน์ ประกอบผล, “การประยุกต์ใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์”,สำนักพิมพ์ส.ศ.ท.,2544
5. รศ. สมยศ จุณณะปิยะ, “ การประยุกต์ใช้งานไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 “, ภาควิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## DS 1820

DPC EQU P3.2  
DP EQU P3.3  
DG1 EQU P3.4  
DG10 EQU P3.5  
ONEWIRE EQU P3.7

DG1\_BUF EQU 030H  
DG10\_BUF EQU 031H  
ONEWIRE\_DATA EQU 032H  
ONEWIRE\_CNT EQU 033H  
TEMP EQU 034H

ORG 0000H

JMP INITIAL

INITIAL:

SETB P3.2

SETB P3.3

SETB P3.4

SETB P3.5

MOV SCON,#50H

MOV TMOD,#21H

MOV TH1,#0FDH

MOV TL1,#0FDH

SETB TR1

MAIN:

ACALLDS1820\_TEMP\_RD

MOV R1,#250

JMP MAIN

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DISPLAY:          DEC      R1
                  MOV      R2,#100

```

```

DISPLAY_1:        DEC      R2
                  MOV      A,TEMP
                  MOV      B,#2
                  DIV      AB
                  MOV      R0,B
                  CJNE     R0,#0,SHOW_DP
                  JMP      SHOW_0

```

```

SHOW_DP:          ACALL    LOOP
                  MOV      P1,#6DH
                  CLR      DP
                  SETB     DP
                  JMP      DG_LOOP

```

```

SHOW_0:           ACALL    LOOP
                  MOV      P1,#3FH
                  CLR      DP
                  SETB     DP
                  JMP      DG_LOOP

```

```

DG_LOOP:          MOV      A,DG1_BUF
                  MOV      DPTR,#SEG
                  MOVC     A,@A+DPTR
                  ORL      A,#10000000B
                  MOV      P1,A
                  CLR      DG1
                  SETB     DG1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV A,DG10_BUF
MOV DPTR,#SEG
MOVC A,@A+DPTR
MOV P1,A
CLR DG10
SETB DG10

```

```

MOV P1,#00111001B
CLR DPC
SETB DPC
CJNE R2,#0,DISPLAY_1
CJNE R1,#0,DISPLAY
RET

```

LOOP:

```

MOV B,#10
DIV AB
MOV DG1_BUF,B
MOV DG10_BUF,A
RET

```

```

;-----
;DS1820      TEMP READ
;-----

```

```

DS1820_TEMP_RD:      ACALLDS1820_RST
                     ACALLDS1820_PRES

```

```

MOV ONEWIRE_DATA,#0CCH
ACALLDS1820_WR
MOV ONEWIRE_DATA,#044H
ACALLDS1820_WR

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SETB ONEWIRE

ACALLDISPLAY

ACALLDS1820\_RST

ACALLDS1820\_PRES

MOV ONEWIRE\_DATA,#0CCH

ACALLDS1820\_WR

MOV ONEWIRE\_DATA,#0BEH

ACALLDS1820\_WR

ACALLDS1820\_RD

TEMP,ONEWIRE\_DATA

MOV SBUF,TEMP

JNB TI,\$

CLR TI

DS1820\_TEMP\_CLR: ACALLDS1820\_RST

ACALLDS1820\_PRES

RET

;

;DS1820 DATA READ

;

DS1820\_RD: MOV ONEWIRE\_CNT,#8

CLR A

DS1820\_RD\_LOOP: CLR ONEWIRE

NOP

SETB ONEWIRE

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

NOP
NOP
MOV C,ONEWIRE
ACALLONEWIRE_DELAY
RRC A
SETB ONEWIRE
DJNZ ONEWIRE_CNT,DS1820_RD_LOOP
MOV ONEWIRE_DATA,A
RET
;-----
;DS1820 DATA WRITE
;-----
DS1820_WR:    MOV ONEWIRE_CNT,#8
              MOV A,ONEWIRE_DATA
DS1820_WR_LOOP: RRC A
              JNC DS1820_WR_L
              CLR ONEWIRE
              NOP
              NOP
              SETB ONEWIRE
              ACALLONEWIRE_DELAY
              JMP DS1820_WR_NX

DS1820_WR_L:  CLR ONEWIRE
              ACALLONEWIRE_DELAY
              SETB ONEWIRE
              NOP
              NOP

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
DS1820_WR_NX:          DJNZ  ONEWIRE_CNT,DS1820_WR_LOOP
                        RET
```

```
;-----
```

```
;DS1820 RESET
```

```
;-----
```

```
DS1820_RST:           CLR   ONEWIRE
                        ACALLDELAY_750US
                        SETB  ONEWIRE
                        MOV   ONEWIRE_CNT,#22
                        DJNZ  ONEWIRE_CNT,$
                        RET
```

```
;-----
```

```
;DS1820 RECIEVE PRESENCE PULSE
```

```
;-----
```

```
DS1820_PRE:           MOV   ONEWIRE_CNT,#110
```

```
DS1820_PRE_1:         JNB   ONEWIRE,DS1820_PRE_2
                        DJNZ  ONEWIRE_CNT,DS1820_PRE_1
                        RET
```

```
DS1820_PRE_2:         MOV   ONEWIRE_CNT,#110
```

```
DS1820_PRE_3:         JB    ONEWIRE_CNT,DS1820_PRE_4
                        DJNZ  ONEWIRE_CNT,DS1820_PRE_3
```

```
DS1820_PRE_4:         SETB  ONEWIRE
                        ACALLONEWIRE_DELAY
                        RET
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;-----
;DELAY TIME
;-----
ONEWIRE_DELAY:      MOV  R4,#012H
ONEWIRE_DELAY_1:    NOP
                    NOP
                    DJNZ R4,ONEWIRE_DELAY_1
                    RET

DELAY_1S:           MOV  R4,#100
DELAY_1S_1:         ACALL DELAY_10MS
                    DJNZ R4,DELAY_1S_1
                    RET

DELAY_10MS:         MOV  R5,#10
DELAY_10MS_1:       MOV  R6,#0E6H
DELAY_10MS_2:       NOP
                    NOP
                    DJNZ R6,DELAY_10MS_2
                    DJNZ R5,DELAY_10MS_1
                    RET

DELAY_750US:        MOV  R4,#250
DELAY_750US_1:      NOP
                    DJNZ R4,DELAY_750US_1
                    RET

```

```

;-----

```

```

;SEGMENT

```

```

;-----

```

```

SEG:                DB   3FH
                    DB   06H
                    DB   5BH
                    DB   4FH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

DB 66H  
DB 6DH  
DB 7DH  
DB 07H  
DB 7FH  
DB 6FH

END



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## SLAVE 1

CE BIT P1.2  
CS BIT P1.3  
DAT BIT P1.5  
CLK BIT P1.4  
DR1 BIT P1.6

ORG 0000H

\*\*\*\*\*

INIT: MOV TMOD,#021H  
MOV TH1,#0FDH  
MOV TL1,#0FDH  
MOV SCON,#050H  
SETB TR1

\*\*\*\*\*

CLR CE  
CLR CS  
CLR DAT  
CLR CLK

\*\*\*\*\*

MAIN: CALL SETMODE\_RX  
JNB DR1,\$  
CALL READ\_TRW24

CHECK: CJNE A,#01000001B,MAIN ;CHECK RECIEVE

"A"

CALL SETMODE\_TX

RX: JNB RI,\$  
CLR RI  
MOV A,SBUF

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SEND:          CALL SEND_TRW
              JMP  MAIN

;*****
;SETMODE FOR RECIVER
;*****

SETMODE_RX:   CLR  CE

              SETB CS

              CLR  A

              MOV  R1,#18

SETMODE_0_RX: MOV  DPTR,#CONFIG_TEST_RX

              PUSH ACC
              MOVC A,@A+DPTR
              CALL WRITE_TRW24
              POP  ACC
              INC  A
              DJNZ R1,SETMODE_0_RX
              SETB DAT
              SETB DR1
              SETB CE
              CLR  CS
              RET

;*****
;SETMODE FOR TRANCEIVER
;*****

SETMODE_TX:   CLR  CE

              SETB CS

              CLR  A

              MOV  R1,#18

SETMODE_0_TX: MOV  DPTR,#CONFIG_TEST_TX

              PUSH ACC

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV C A,@A+DPTR
CALL WRITE_TRW24
POP ACC
INC A
DJNZ R1,SETMODE_0_TX
SETB DAT
SETB DR1
SETB CE
CLR CS
RET
;*****
;SEND DATA FROM TRW
;*****
SEND_TRW: CALL DELAY_1ms
CLR CS
SETB CE
PUSH ACC
CLR A
MOV R1,#5
SEND_TRW_0: MOV DPTR,#CONFIG_ADDR1_TX
PUSH ACC
MOV C A,@A+DPTR
CALL WRITE_TRW24
POP ACC
INC A
DJNZ R1,SEND_TRW_0
POP ACC
CALL WRITE_TRW24
CLR CLK
CLR CE

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

                CLR  DAT
                RET
;*****
;CLOCK
;*****
CLK_TRW:        CLR  CLK
                NOP
                SETB CLK
                NOP
                RET
;*****
;WRITE DATA FROM TRW
;*****
WRITE_TRW24:   MOV  R0,#8
WRITE_TRW24_0: JB  ACC.7,WRITE1
                CLR  DAT
                JMP  WRITE_TRW2
WRITE1:        SETB DAT
WRITE_TRW2:    CALL CLK_TRW
                RL   A
                DJNZ R0,WRITE_TRW24_0
                RET
;*****
;READ DATA FROM TRW
;*****
READ_TRW24:    CLR  A
                MOV  R0,#8
READ_TRW24_0:  RL   A
                SETB CLK
                NOP

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        JB    DAT,READ_1
        CLR  ACC.0
        JMP  READ_TRW24_1
READ_1:    SETB  ACC.0
READ_TRW24_1:  CLR  CLK
           NOP
           DJNZ R0,READ_TRW24_0
           RET
;-----;
;DELAY TIME
;-----;
DELAY_1ms:    MOV  R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms
DELAY_1ms_1:  NOP
           NOP
           DJNZ R6,DELAY_1ms_1
           RET
DELAY_100ms:  MOV  R7,#100 ; Do 100 times
DELAY_100ms_1:  MOV  R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms
DELAY_100ms_2:  NOP
           NOP
           DJNZ R6,DELAY_100ms_2
           DJNZ R7,DELAY_100ms_1
           RET
;*****;
;CONFIG MODE TRW
;*****;
CONFIG_TEST_RX:    DB 8EH,08H,1CH
CONFIG_LEN2_RX:    DB 08H
CONFIG_LEN1_RX:    DB 08H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

CONFIG\_ADDR2\_RX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H  
CONFIG\_ADDR1\_RX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH  
CONFIG\_NUMADDR\_RX: DB 0A3H  
CONFIG\_RF\_RX: DB 6FH  
;CONFIG\_CH\_TX: DB 0AH ;TX  
CONFIG\_CH\_RX: DB 0BH ;RX

CONFIG\_TEST\_TX: DB 8EH,08H,1CH  
CONFIG\_LEN2\_TX: DB 08H  
CONFIG\_LEN1\_TX: DB 08H  
CONFIG\_ADDR2\_TX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H  
CONFIG\_ADDR1\_TX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH  
CONFIG\_NUMADDR\_TX: DB 0A3H  
CONFIG\_RF\_TX: DB 6FH  
CONFIG\_CH\_TX: DB 0AH ;TX  
;CONFIG\_CH\_RX: DB 0BH ;RX

END

## SLAVE 2

CE BIT P1.2  
CS BIT P1.3  
DAT BIT P1.5  
CLK BIT P1.4  
DR1 BIT P1.6

```
ORG 0000H
;*****
INIT:      MOV  TMOD,#021H
           MOV  TH1,#0FDH
           MOV  TL1,#0FDH
           MOV  SCON,#050H
           SETB TR1
;*****
           CLR  CE
           CLR  CS
           CLR  DAT
           CLR  CLK
;*****
MAIN:      CALL SETMODE_RX
           JNB  DR1,$
           CALL READ_TRW24

CHECK:     CJNE A,#01000010B,MAIN ;CHECK RECIEVE
           "A"
           CALL SETMODE_TX

RX:        JNB  RI,$
           CLR  RI
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV A,SBUF

SEND:          CALL SEND_TRW
              JMP  MAIN

;*****
;SETMODE FOR RECIVER
;*****

SETMODE_RX:   CLR  CE

              SETB CS
              CLR  A
              MOV  R1,#18

SETMODE_0_RX: MOV  DPTR,#CONFIG_TEST_RX
              PUSH ACC
              MOVC A,@A+DPTR
              CALL WRITE_TRW24
              POP  ACC
              INC  A
              DJNZ RI,SETMODE_0_RX
              SETB DAT
              SETB DR1
              SETB CE
              CLR  CS

              RET

;*****
;SETMODE FOR TRANCEIVER
;*****

SETMODE_TX:   CLR  CE

              SETB CS
              CLR  A
              MOV  R1,#18

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SETMODE_0_TX:      MOV  DPTR,#CONFIG_TEST_TX
                   PUSH ACC
                   MOVC A,@A+DPTR
                   CALL WRITE_TRW24
                   POP  ACC
                   INC  A
                   DJNZ R1,SETMODE_0_TX

                   SETB DAT
                   SETB DR1
                   SETB CE
                   CLR  CS
                   RET

;*****
;SEND DATA FROM TRW
;*****

SEND_TRW:         CALL DELAY_1ms
                   CLR  CS
                   SETB CE
                   PUSH ACC
                   CLR  A
                   MOV  R1,#5

SEND_TRW_0:      MOV  DPTR,#CONFIG_ADDR1_TX
                   PUSH ACC
                   MOVC A,@A+DPTR
                   CALL WRITE_TRW24
                   POP  ACC
                   INC  A
                   DJNZ R1,SEND_TRW_0
                   POP  ACC
                   CALL WRITE_TRW24

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

                CLR    CLK
                CLR    CE
                CLR    DAT
                RET

;*****
;CLOCK
;*****

CLK_TRW:        CLR    CLK
                NOP
                SETB  CLK
                NOP
                RET

;*****
;WRITE DATA FROM TRW
;*****
WRITE_TRW24:    MOV    R0,#8
WRITE_TRW24_0: JB     ACC.7,WRITE1
                CLR    DAT
                JMP    WRITE_TRW2
WRITE1:         SETB  DAT
WRITE_TRW2:     CALL  CLK_TRW
                RL    A
                DJNZ  R0,WRITE_TRW24_0
                RET

;*****
;READ DATA FROM TRW
;*****
READ_TRW24:     CLR    A
                MOV    R0,#8
READ_TRW24_0:  RL    A

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SETB CLK
NOP
JB DAT,READ_1
CLR ACC.0
JMP READ_TRW24_1
READ_1: SETB ACC.0
READ_TRW24_1: CLR CLK
NOP
DJNZ R0,READ_TRW24_0
RET
;-----
;DELAY TIME
;-----
DELAY_1ms: MOV R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms
DELAY_1ms_1: NOP
NOP
DJNZ R6,DELAY_1ms_1
RET
DELAY_100ms: MOV R7,#100 ; Do 100 times
DELAY_100ms_1: MOV R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms
DELAY_100ms_2: NOP
NOP
DJNZ R6,DELAY_100ms_2
DJNZ R7,DELAY_100ms_1
RET
;*****
;CONFIG MODE TRW
;*****
CONFIG_TEST_RX: DB 8EH,08H,1CH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

CONFIG\_LEN2\_RX: DB 08H  
CONFIG\_LEN1\_RX: DB 08H  
CONFIG\_ADDR2\_RX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H  
CONFIG\_ADDR1\_RX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH  
CONFIG\_NUMADDR\_RX: DB 0A3H  
CONFIG\_RF\_RX: DB 6FH  
;CONFIG\_CH\_TX: DB 0AH ;TX  
CONFIG\_CH\_RX: DB 0BH ;RX

CONFIG\_TEST\_TX: DB 8EH,08H,1CH  
CONFIG\_LEN2\_TX: DB 08H  
CONFIG\_LEN1\_TX: DB 08H  
CONFIG\_ADDR2\_TX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H  
CONFIG\_ADDR1\_TX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH  
CONFIG\_NUMADDR\_TX: DB 0A3H  
CONFIG\_RF\_TX: DB 6FH  
CONFIG\_CH\_TX: DB 0AH ;TX  
;CONFIG\_CH\_RX: DB 0BH ;RX

END

## MASTER

```
CE          BIT P1.2
CS          BIT P1.3
DAT        BIT P1.5
CLK        BIT P1.4
DR1        BIT P1.6
BITTIM     EQU 45;(((11059200/9600)/12) - 5) / 2
SUBTIMER   EQU 30H
BUFFER     EQU 31H
CHK        EQU 32H
STRING10   EQU 33H
STRING1    EQU 34H

ORG 0000H
JMP  INIT

ORG 000BH
AJMP TF0_SUB

;*****;
INIT:
MOV IE,#10010010B
MOV TMOD,#00100001B
MOV PCON,#00H
MOV SCON,#50H
MOV TH1,#0FDH
MOV TH0,#176          ;9.9      ;175 10.05
MOV TL0,#176          ;9.9
MOV SUBTIMER,#0
SETB TR0

;*****;
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CLR CE
CLR CS
CLR DAT
CLR CLK
CLR DR1

```

```

;*****
;

```

```

MOV CHK,#1

```

MAIN:

```

SETB TR0
JNB DR1,$
CLR TR0
CALL READ_TRW24
MOV BUFFER,A

```

CHK\_R0\_1:

```

CJNE R0,#1,CHK_R0_2
MOV A,BUFFER
CALL DATA_TO_STRING
MOV A,#41H
CALL TX_TO_COM
MOV A,R2
CALL TX_TO_COM
MOV A,R3
CALL TX_TO_COM
MOV CHK,#2
JMP MAIN

```

CHK\_R0\_2:

```

CJNE R0,#2,MAIN
MOV A,BUFFER
CALL DATA_TO_STRING
MOV A,#42H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CALL TX_TO_COM
MOV A,R2
CALL TX_TO_COM
MOV A,R3
CALL TX_TO_COM
MOV CHK,#1
JMP MAIN

```

```

TX_TO_COM:      CLR  P3.1      ;Drop line for start bit
                MOV  R0,#BITTIM  ;Wait full bit-time
                DJNZ R0,$        ;For START bit
                MOV  R1,#8        ;Send 8 bits
PUTC1:          RRC  A            ;Move next bit into carry
                MOV  P3.1,C      ;Write next bit
                MOV  R0,#BITTIM  ;Wait full bit-time
                DJNZ R0,$        ;For DATA bit
                DJNZ R1,PUTC1    ;write 8 bits
                SETB P3.1        ;Set line high
                RRC  A            ;Restore ACC contents
                MOV  R0,#BITTIM  ;Wait full bit-time
                DJNZ R0,$        ;For STOP bit
                RET

```

```

DATA_TO_STRING:  MOV  B,#10
                 DIV  AB
                 MOV  STRING10,A
                 MOV  STRING1,B
                 MOV  A,STRING10
                 MOV  DPTR,#STRING_0
                 MOVC A,@A+DPTR

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV R2,A
MOV A,STRING1
MOV DPTR,#STRING_0
MOVC A,@A+DPTR
MOV R3,A
RET

```

```

;*****
;

```

```

;SETMODE RECIEVER
;

```

```

;*****
;

```

```

SETMODE_RX:      CLR CE
                  SETB CS
                  CLR A
                  MOV R1,#18
SETMODE_0:      MOV DPTR,#CONFIG_TEST_RX
                  PUSH ACC
                  MOVC A,@A+DPTR
                  CALL WRITE_TRW24
                  POP ACC
                  INC A
                  DJNZ R1,SETMODE_0
                  SETB DAT
                  SETB DR1
                  SETB CE
                  CLR CS
                  RET

```

```

;*****
;

```

```

;SETMODE TRANCIEVER
;

```

```

;*****
;

```

```

SETMODE_TX:      CLR CE
                  SETB CS

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CLR A
MOV R1,#18
SETMODE_1: MOV DPTR,#CONFIG_TEST_TX
PUSH ACC
MOVC A,@A+DPTR
CALL WRITE_TRW24
POP ACC
INC A
DJNZ R1,SETMODE_1
SETB DAT
SETB DR1
SETB CE
CS
RET
;*****
;SEND DATA FROM TRW
;*****
SEND_TRW: CALL DELAY_1ms
CLR CS
SETB CE
PUSH ACC
CLR A
MOV R1,#5
SEND_TRW_0: MOV DPTR,#CONFIG_ADDR1_TX
PUSH ACC
MOVC A,@A+DPTR
CALL WRITE_TRW24
POP ACC
INC A
DJNZ R1,SEND_TRW_0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

POP    ACC
CALL  WRITE_TRW24
CLR   CLK
CLR   CE
CLR   DAT
RET

;*****
;CLOCK
;*****
CLK_TRW:
CLR   CLK
NOP
SETB  CLK
NOP
RET

;*****
;WRITE DATA FROM TRW
;*****
WRITE_TRW24:
MOV   R4,#8
WRITE_TRW24_0:
JB    ACC.7,WRITE1
CLR   DAT
JMP   WRITE_TRW2
WRITE1:
SETB  DAT
WRITE_TRW2:
CALL  CLK_TRW
RL    A
DJNZ  R4,WRITE_TRW24_0
RET

;*****
;READ DATA FROM TRW
;*****
READ_TRW24:
CLR   A

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV R5,#8
READ_TRW24_0:  RL  A
                SETB CLK
                NOP
                JB  DAT,READ_1
                CLR  ACC.0
                JMP  READ_TRW24_1
READ_1:        SETB ACC.0
READ_TRW24_1: CLR  CLK
                NOP
                DJNZ R5,READ_TRW24_0
                RET
;*****
;TIMER 0 INTERRUPT TR0
;*****
TF0_SUB:      PUSH PSW
                PUSH ACC
                INC  SUBTIMER
                MOV  A,#20
                CJNE A,SUBTIMER,TF0_EXIT
                MOV  SUBTIMER,#0
                MOV  R0,CHK
                CJNE R0,#1,SEND_2

SEND_1:      CALL SETMODE_TX
                MOV  A,#01000001B
                CALL SEND_TRW
                CALL SETMODE_RX
                MOV  CHK,#2
                JMP  TF0_EXIT

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SEND_2:          CALL SETMODE_TX
                 MOV  A,#01000010B
                 CALL SEND_TRW
                 CALL SETMODE_RX
                 MOV  CHK,#1
                 JMP  TF0_EXIT

```

```

TF0_EXIT:       POP  ACC
                 POP  PSW
                 RETI

```

```

;*****
;

```

```

;DELAY TIME

```

```

;*****

```

```

DELAY_1ms:      MOV  R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms

```

```

DELAY_1ms_1:    NOP
                 NOP
                 DJNZ R6,DELAY_1ms_1
                 RET

```

```

DELAY_100ms:    MOV  R7,#100 ; Do 100 times

```

```

DELAY_100ms_1:  MOV  R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms

```

```

DELAY_100ms_2:  NOP
                 NOP
                 DJNZ R6,DELAY_100ms_2
                 DJNZ R7,DELAY_100ms_1
                 RET

```

```

;*****
;

```

```

;CONFIG MODE TRW

```

```

;*****

```

```

CONFIG_TEST_TX: DB 8EH,08H,1CH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CONFIG_LEN2_TX:      DB 08H
CONFIG_LEN1_TX:      DB 08H
CONFIG_ADDR2_TX:     DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H
CONFIG_ADDR1_TX:     DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH
CONFIG_NUMADDR_TX:   DB 0A3H
CONFIG_RF_TX:        DB 6FH
CONFIG_CH_TX:        DB 0AH      ;TX
;CONFIG_CH:          DB 0BH      ;RX

```

```

CONFIG_TEST_RX:     DB 8EH,08H,1CH
CONFIG_LEN2_RX:     DB 08H
CONFIG_LEN1_RX:     DB 08H
CONFIG_ADDR2_RX:    DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H
CONFIG_ADDR1_RX:    DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH
CONFIG_NUMADDR_RX:  DB 0A3H
CONFIG_RF_RX:       DB 6FH
;CONFIG_CH_TX:      DB 0AH ;TX
CONFIG_CH_RX:       DB 0BH ;RX

```

\*\*\*\*\*

```

;STRING 0-9

```

\*\*\*\*\*

```

STRING_0:           DB 30H
STRING_1:           DB 31H
STRING_2:           DB 32H
STRING_3:           DB 33H
STRING_4:           DB 34H
STRING_5:           DB 35H
STRING_6:           DB 36H
STRING_7:           DB 37H

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

STRING\_8: DB 38H

STRING\_9: DB 39H

END



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## **VB.NET**

Option Explicit On

Imports System.Data

Imports System.Data.OleDb

Public Class Form1

Inherits System.Windows.Forms.Form

Public G As Graphics

Public Obrush As New SolidBrush(Color.DarkOrange)

Public Bbrush As New SolidBrush(Color.White)

Public Rbrush As New SolidBrush(Color.Red)

Public Gbrush As New SolidBrush(Color.Green)

Public YP As New Pen(Color.Yellow, 3)

Public OP As New Pen(Color.Orange, 3)

Public RP As New Pen(Color.Red, 2)

Public GP As New Pen(Color.Green, 1)

Public fm As New FontFamily("Microsoft Sans Serif")

Public ft As New Font(fm, 10, FontStyle.Bold, GraphicsUnit.Pixel)

Public ft2 As New Font(fm, 15, FontStyle.Bold, GraphicsUnit.Pixel)

Public ft3 As New Font(fm, 12, FontStyle.Bold, GraphicsUnit.Pixel)

Public x As Single

Public x0 As Single

Public x1 As Single

Public count(2) As Integer

Public y1 As Single

Public y2 As Single

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Public Rxd As String

Public tem1 As Single

Public tem2 As Single

Public DT1 As DataTable

Public DT2 As DataTable

Public DR1 As DataRow

Public DR2 As DataRow

Private Sub Btnconnect\_Click(ByVal sender As System.Object, ByVal e As System.EventArgs) Handles Btnconnect.Click

    If AxMSComm1.PortOpen = False Then

        AxMSComm1.CommPort = Val(Combo1.Text)

        AxMSComm1.Settings = "9600,n,8,1"

        AxMSComm1.PortOpen = True

        Btnconnect.BackColor = Color.LightGreen

    End If

End Sub

Private Sub Timer1\_Tick(ByVal sender As System.Object, ByVal e As System.EventArgs) Handles Timer1.Tick

    lbltt.Text = Now.ToLongTimeString

    Dim myDateTime As DateTime = DateTime.Now

    Dim a As Single

    Dim b As Single

    Dim c As Single

    a = myDateTime.Hour \* 60 \* 60

    b = myDateTime.Minute \* 60

    c = myDateTime.Second

    x = MyFunction1(a, b, c)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Select Case x

Case 0 To 14399

G.DrawString("0:30", ft, Obrush, 90, 10)

G.DrawString("1:00", ft, Obrush, 180, 10)

G.DrawString("1:30", ft, Obrush, 270, 10)

G.DrawString("2:00", ft, Obrush, 360, 10)

G.DrawString("2:30", ft, Obrush, 450, 10)

G.DrawString("3:00", ft, Obrush, 540, 10)

G.DrawString("3:30", ft, Obrush, 630, 10)

Case 14400 To 28799

G.DrawString("4:30", ft, Obrush, 90, 10)

G.DrawString("5:00", ft, Obrush, 180, 10)

G.DrawString("5:30", ft, Obrush, 270, 10)

G.DrawString("6:00", ft, Obrush, 360, 10)

G.DrawString("6:30", ft, Obrush, 450, 10)

G.DrawString("7:00", ft, Obrush, 540, 10)

G.DrawString("7:30", ft, Obrush, 630, 10)

Case 28800 To 43199

G.DrawString("8:30", ft, Obrush, 90, 10)

G.DrawString("9:00", ft, Obrush, 180, 10)

G.DrawString("9:30", ft, Obrush, 270, 10)

G.DrawString("10:00", ft, Obrush, 360, 10)

G.DrawString("10:30", ft, Obrush, 450, 10)

G.DrawString("11:00", ft, Obrush, 540, 10)

G.DrawString("11:30", ft, Obrush, 630, 10)

Case 43200 To 57599

G.DrawString("12:30", ft, Obrush, 90, 10)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

G.DrawString("13:00", ft, Obrush, 180, 10)  
G.DrawString("13:30", ft, Obrush, 270, 10)  
G.DrawString("14:00", ft, Obrush, 360, 10)  
G.DrawString("14:30", ft, Obrush, 450, 10)  
G.DrawString("15:00", ft, Obrush, 540, 10)  
G.DrawString("15:30", ft, Obrush, 630, 10)

Case 57600 To 71999

G.DrawString("16:30", ft, Obrush, 90, 10)  
G.DrawString("17:00", ft, Obrush, 180, 10)  
G.DrawString("17:30", ft, Obrush, 270, 10)  
G.DrawString("18:00", ft, Obrush, 360, 10)  
G.DrawString("18:30", ft, Obrush, 450, 10)  
G.DrawString("19:00", ft, Obrush, 540, 10)  
G.DrawString("19:30", ft, Obrush, 630, 10)

Case 72000 To 86399

G.DrawString("20:30", ft, Obrush, 90, 10)  
G.DrawString("21:00", ft, Obrush, 180, 10)  
G.DrawString("21:30", ft, Obrush, 270, 10)  
G.DrawString("22:00", ft, Obrush, 360, 10)  
G.DrawString("22:30", ft, Obrush, 450, 10)  
G.DrawString("23:00", ft, Obrush, 540, 10)  
G.DrawString("23:30", ft, Obrush, 630, 10)

End Select

End Sub

Private Sub Form1\_Load(ByVal sender As System.Object, ByVal e As

System.EventArgs) Handles MyBase.Load

lbldate.Text = Now.ToLongDateString

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
txtbox1.Text = ""  
txtbox2.Text = ""  
End Sub
```

```
Private Sub Form1_Paint(ByVal sender As Object, ByVal e As  
System.Windows.Forms.PaintEventArgs) Handles MyBase.Paint
```

```
    G = Me.CreateGraphics  
    G.TranslateTransform(280, 600)  
    G.FillRectangle(Bbrush, -25, -520, 750, 550)  
    G.DrawLine(OP, -25, -520, 725, -520)  
    G.DrawLine(OP, -25, -520, -25, 30)  
    G.DrawLine(OP, -25, 30, 725, 30)  
    G.DrawLine(OP, 725, -520, 725, 30)
```

```
    G.DrawLine(YP, 0, 0, 0, -450)
```

```
    G.DrawLine(YP, 0, 0, 720, 0)
```

```
    Dim intX As Integer
```

```
    Dim intY As Integer
```

```
    Do
```

```
        intX = intX + 90
```

```
        G.DrawLine(YP, intX, -4, intX, 4)
```

```
    Loop Until intX = 720
```

```
    Do
```

```
        intY = intY - 90
```

```
        G.DrawLine(YP, 4, intY, -4, intY)
```

```
    Loop Until intY = -450
```

```
    For intY = 10 To 50 Step 10
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
G.DrawString(intY, ft, Obrush, -20, -intY * 9)
```

```
Next intY
```

```
G.DrawString("0", ft, Obrush, -20, 10)
```

```
G.DrawString("กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างเวลาและอุณหภูมิ", ft2, Obrush, 200,  
-495)
```

```
G.DrawString("Sensor 1", ft3, Rbrush, 650, -490)
```

```
G.DrawString("Sensor 2", ft3, Gbrush, 650, -470)
```

```
End Sub
```

```
Private Sub AxMSComm1_OnComm(ByVal sender As System.Object, ByVal e As  
System.EventArgs) Handles AxMSComm1.OnComm
```

```
Static Dim index As Byte = 1
```

```
Static Dim buff(3) As Byte
```

```
Dim i As Byte
```

```
Dim size As Byte
```

```
Dim ch As Char
```

```
If AxMSComm1.CommEvent = 2 Then
```

```
    Rxd = AxMSComm1.Input
```

```
    textbox3.AppendText(Rxd)
```

```
    size = Len(Rxd)
```

```
    For i = 1 To size
```

```
        ch = Mid(Rxd, i, 1)
```

```
        If ch = "A" Or ch = "B" Then
```

```
            index = 1
```

```
            buff(index) = Asc(ch)
```

```
        Else
```

```
            buff(index) = Mid(Rxd, i, 1)
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

End If
If index = 3 Then
    If buff(1) = Asc("A") Then
        txtbox1.Text = (buff(2) * 10 + buff(3)) / 2

        tem1 = txtbox1.Text
        y1 = MyFunction2(tem1)

        count(1) = count(1) + 1

    ElseIf buff(1) = Asc("B") Then
        txtbox2.Text = (buff(2) * 10 + buff(3)) / 2

        tem2 = txtbox2.Text
        y2 = MyFunction3(tem2)

        count(2) = count(2) + 1

    End If
End If
index = (index Mod 3) + 1

Next i
End If
End Sub

```

```

Private Sub Timer2_Tick(ByVal sender As System.Object, ByVal e As
System.EventArgs) Handles Timer2.Tick

```

```

    If count(1) > 0 Then
        count(1) = 0

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Dim myDateTime As DateTime = DateTime.Now

Dim h As Single

Dim m As Single

Dim s As Single

h = myDateTime.Hour \* 60 \* 60

m = myDateTime.Minute \* 60

s = myDateTime.Second

x0 = MyFunction1(h, m, s)

Select Case x0

Case 0 To 14399

x1 = Myfunction4(x0)

Case 14400 To 28799

x1 = MyFunction5(x0)

Case 28800 To 43199

x1 = MyFunction6(x0)

Case 43200 To 57599

x1 = MyFunction7(x0)

Case 57600 To 71999

x1 = MyFunction8(x0)

Case 72000 To 86399

x1 = MyFunction9(x0)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

End Select

lbltemp1.Text = tem1

lbltime1.Text = x1

G.DrawEllipse(RP, x1, y1, 2, 2)

OleDbDataAdapter1.Fill(DataSet11, "Table1")

DR1 = DataSet11.Tables("Table1").NewRow()

DR1("Temperature") = tem1

DR1("day") = DateTime.Now.Day

DR1("month") = DateTime.Now.Month

DR1("year") = DateTime.Now.Year

DR1("Hour") = DateTime.Now.Hour

DR1("Minute") = DateTime.Now.Minute

DataSet11.Tables("Table1").Rows.Add(DR1)

Dim commandbuild As New OleDbCommandBuilder(OleDbDataAdapter1)

commandbuild = New OleDbCommandBuilder(OleDbDataAdapter1)

OleDbDataAdapter1.Update(DataSet11, "Table1")

DataSet11.AcceptChanges()

End If

End Sub

Private Sub btnGo\_Click(ByVal sender As System.Object, ByVal e As System.EventArgs)

Handles btnGo.Click

Dim newform As New Form2

newform.Show()

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

End Sub

Private Sub Timer3\_Tick(ByVal sender As System.Object, ByVal e As System.EventArgs) Handles Timer3.Tick

If count(2) > 0 Then

count(2) = 0

Dim myDateTime As DateTime = DateTime.Now

Dim h As Single

Dim m As Single

Dim s As Single

h = myDateTime.Hour \* 60 \* 60

m = myDateTime.Minute \* 60

s = myDateTime.Second

x0 = MyFunction1(h, m, s)

Select Case x0

Case 0 To 14399

x1 = Myfunction4(x0)

Case 14400 To 28799

x1 = MyFunction5(x0)

Case 28800 To 43199

x1 = MyFunction6(x0)

Case 43200 To 57599

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

x1 = MyFunction7(x0)

Case 57600 To 71999

x1 = MyFunction8(x0)

Case 72000 To 86399

x1 = MyFunction9(x0)

End Select

lbltemp2.Text = tem2

lbltime2.Text = x1

G.DrawEllipse(GP, x1, y2, 2, 2)

OleDbDataAdapter2.Fill(DataSet11, "Table2")

DR2 = DataSet11.Tables("Table2").NewRow()

DR2("Temperature") = tem2

DR2("day") = DateTime.Now.Day

DR2("month") = DateTime.Now.Month

DR2("year") = DateTime.Now.Year

DR2("Hour") = DateTime.Now.Hour

DR2("Minute") = DateTime.Now.Minute

DataSet11.Tables("Table2").Rows.Add(DR2)

Dim commandbuild As New OleDbCommandBuilder(OleDbDataAdapter2)

commandbuild = New OleDbCommandBuilder(OleDbDataAdapter2)

OleDbDataAdapter2.Update(DataSet11, "Table2")

DataSet11.AcceptChanges()

End If

End Sub

End Class

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Module Module1

Public Function MyFunction1(ByVal X As Single, ByVal Y As Single, ByVal Z As Single)

MyFunction1 = (X + Y + Z)

End Function

Public Function MyFunction2(ByVal A As Single)

MyFunction2 = A \* -9

End Function

Public Function MyFunction3(ByVal B As Single)

MyFunction3 = B \* -9

End Function

Public Function Myfunction4(ByVal X1)

Myfunction4 = X1 / 20

End Function

Public Function MyFunction5(ByVal X2)

MyFunction5 = (X2 - 14400) / 20

End Function

Public Function MyFunction6(ByVal X3)

MyFunction6 = (X3 - 28800) / 2

End Function

Public Function MyFunction7(ByVal X4)

MyFunction7 = (X4 - 43200) / 20

End Function

Public Function MyFunction8(ByVal X5)

MyFunction8 = (X5 - 57600) / 20

End Function

Public Function MyFunction9(ByVal X6)

MyFunction9 = (X6 - 72000) / 20

End Function

End Module

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Public Class Form2

Inherits System.Windows.Forms.Form

Private Sub btnsearch\_Click(ByVal sender As System.Object, ByVal e As System.EventArgs) Handles btnsearch.Click

Dim myRowView As DataRowView

Dim totalRec As Integer

Dim j As Date

Dim dvm As New DataViewManager

DataView1 = DataSet14.Tables("Table1").DefaultView

dvm.DataSet = DataSet14

Dim dvs As DataViewSetting

dvs = dvm.DataViewSettings("Table1")

j = Convert.ToString(Convert.ToDateTime(comboday.Text + " " & combomonth.Text & " " & comboyear.Text))

Label6.Text = j

DataView1.RowFilter = "day=" & comboday.Text And "month=" & combomonth.Text And "year=" & comboyear.Text

With DataGrid1

.AllowNavigation = False

.ReadOnly = True

.DataSource = dvm

.DataMember = "Table1"

End With

totalRec = DataView1.Count()

DataGrid1.CaptionText = totalRec & " " & "Records"

End Sub

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Private Sub Form2\_Load(ByVal sender As System.Object, ByVal e As System.EventArgs)

Handles MyBase.Load

adaptable1.Fill(DataSet14, "Table1")

DataGrid1.CaptionText = DataView1.Count & " " & "Records"

adaptable2.Fill(DataSet14, "Table3")

DataGrid2.CaptionText = DataView2.Count & " " & "Records"

End Sub

End Class



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

# DALLAS

SEMICONDUCTOR

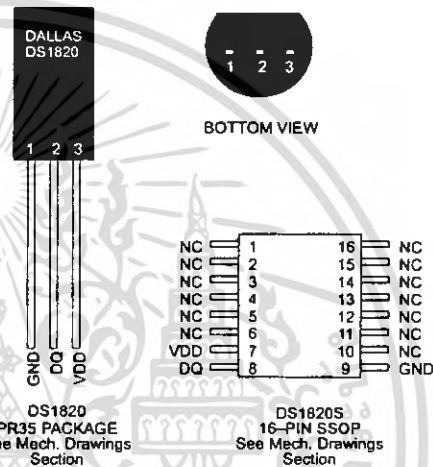
## DS1820

### 1-Wire™ Digital Thermometer

#### FEATURES

- Unique 1-Wire™ interface requires only one port pin for communication
- Multidrop capability simplifies distributed temperature sensing applications
- Requires no external components
- Can be powered from data line
- Zero standby power required
- Measures temperatures from  $-55^{\circ}\text{C}$  to  $+125^{\circ}\text{C}$  in  $0.5^{\circ}\text{C}$  increments. Fahrenheit equivalent is  $-67^{\circ}\text{F}$  to  $+257^{\circ}\text{F}$  in  $0.9^{\circ}\text{F}$  increments
- Temperature is read as a 9-bit digital value.
- Converts temperature to digital word in 200 ms (typ.)
- User-definable, nonvolatile temperature alarm settings
- Alarm search command identifies and addresses devices whose temperature is outside of programmed limits (temperature alarm condition)
- Applications include thermostatic controls, industrial systems, consumer products, thermometers, or any thermally sensitive system

#### PIN ASSIGNMENT



#### PIN DESCRIPTION

GND	- Ground
DQ	- Data In/Out
VDD	- Optional VDD
NC	- No Connect

#### DESCRIPTION

The DS1820 Digital Thermometer provides 9-bit temperature readings which indicate the temperature of the device.

Information is sent to/from the DS1820 over a 1-Wire interface, so that only one wire (and ground) needs to be connected from a central microprocessor to a DS1820. Power for reading, writing, and performing temperature conversions can be derived from the data line itself with no need for an external power source.

Because each DS1820 contains a unique silicon serial number, multiple DS1820s can exist on the same 1-Wire bus. This allows for placing temperature sensors in many different places. Applications where this feature is useful include HVAC environmental controls, sensing temperatures inside buildings, equipment or machinery, and in process monitoring and control.

**DETAILED PIN DESCRIPTION**

PIN 16-PIN SSOP	PIN PR35	SYMBOL	DESCRIPTION
9	1	GND	Ground.
8	2	DQ	Data Input/Output pin. For 1-Wire operation; Open drain. (See "Parasite Power" section.)
7	3	V <sub>DD</sub>	Optional V <sub>DD</sub> pin. See "Parasite Power" section for details of connection.

DS1820S (16-pin SSOP): All pins not specified in this table are not to be connected.

**OVERVIEW**

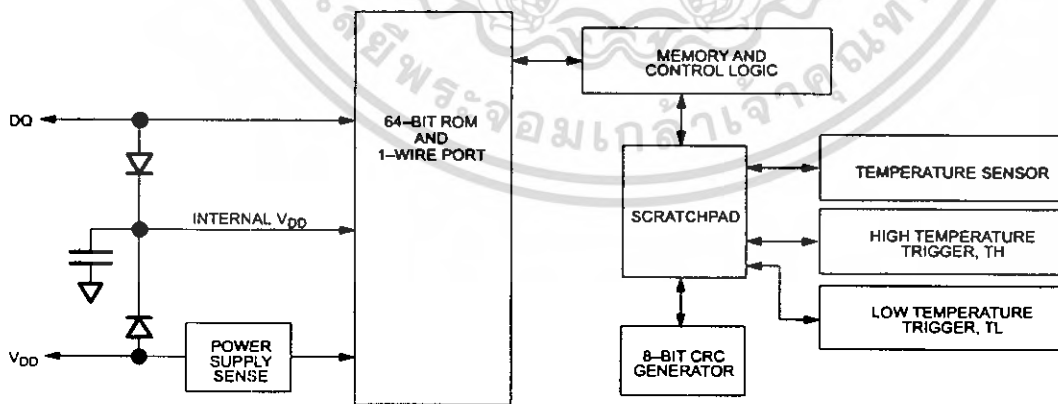
The block diagram of Figure 1 shows the major components of the DS1820. The DS1820 has three main data components: 1) 64-bit lasered ROM, 2) temperature sensor, and 3) nonvolatile temperature alarm triggers TH and TL. The device derives its power from the 1-Wire communication line by storing energy on an internal capacitor during periods of time when the signal line is high and continues to operate off this power source during the low times of the 1-Wire line until it returns high to replenish the parasite (capacitor) supply. As an alternative, the DS1820 may also be powered from an external 5 volts supply.

Communication to the DS1820 is via a 1-Wire port. With the 1-Wire port, the memory and control functions will not be available before the ROM function protocol has been established. The master must first provide one of five ROM function commands: 1) Read ROM, 2) Match ROM, 3) Search ROM, 4) Skip ROM, or 5) Alarm Search. These commands operate on the 64-bit lasered ROM portion of each device and can single out

a specific device if many are present on the 1-Wire line as well as indicate to the Bus Master how many and what types of devices are present. After a ROM function sequence has been successfully executed, the memory and control functions are accessible and the master may then provide any one of the six memory and control function commands.

One control function command instructs the DS1820 to perform a temperature measurement. The result of this measurement will be placed in the DS1820's scratchpad memory, and may be read by issuing a memory function command which reads the contents of the scratchpad memory. The temperature alarm triggers TH and TL consist of one byte EEPROM each. If the alarm search command is not applied to the DS1820, these registers may be used as general purpose user memory. Writing TH and TL is done using a memory function command. Read access to these registers is through the scratchpad. All data is read and written least significant bit first.

**DS1820 BLOCK DIAGRAM** Figure 1



## PARASITE POWER

The block diagram (Figure 1) shows the parasite powered circuitry. This circuitry "steals" power whenever the I/O or  $V_{DD}$  pins are high. I/O will provide sufficient power as long as the specified timing and voltage requirements are met (see the section titled "1-Wire Bus System"). The advantages of parasite power are two-fold: 1) by parasiting off this pin, no local power source is needed for remote sensing of temperature, and 2) the ROM may be read in absence of normal power.

In order for the DS1820 to be able to perform accurate temperature conversions, sufficient power must be provided over the I/O line when a temperature conversion is taking place. Since the operating current of the DS1820 is up to 1 mA, the I/O line will not have sufficient drive due to the 5K pull-up resistor. This problem is particularly acute if several DS1820's are on the same I/O and attempting to convert simultaneously.

There are two ways to assure that the DS1820 has sufficient supply current during its active conversion cycle. The first is to provide a strong pull-up on the I/O line whenever temperature conversions or copies to the  $E^2$  memory are taking place. This may be accomplished by using a MOSFET to pull the I/O line directly to the power supply as shown in Figure 2. The I/O line must be switched over to the strong pull-up within 10  $\mu$ s maximum after issuing any protocol that involves copying to the  $E^2$  memory or initiates temperature conversions. When using the parasite power mode, the  $V_{DD}$  pin must be tied to ground.

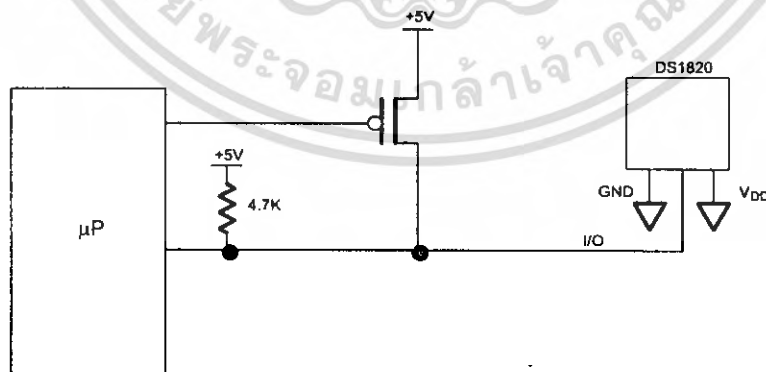
Another method of supplying current to the DS1820 is through the use of an external power supply tied to the

$V_{DD}$  pin, as shown in Figure 3. The advantage to this is that the strong pull-up is not required on the I/O line, and the bus master need not be tied up holding that line high during temperature conversions. This allows other data traffic on the 1-Wire bus during the conversion time. In addition, any number of DS1820's may be placed on the 1-Wire bus, and if they all use external power, they may all simultaneously perform temperature conversions by issuing the Skip ROM command and then issuing the Convert T command. Note that as long as the external power supply is active, the GND pin may not be floating.

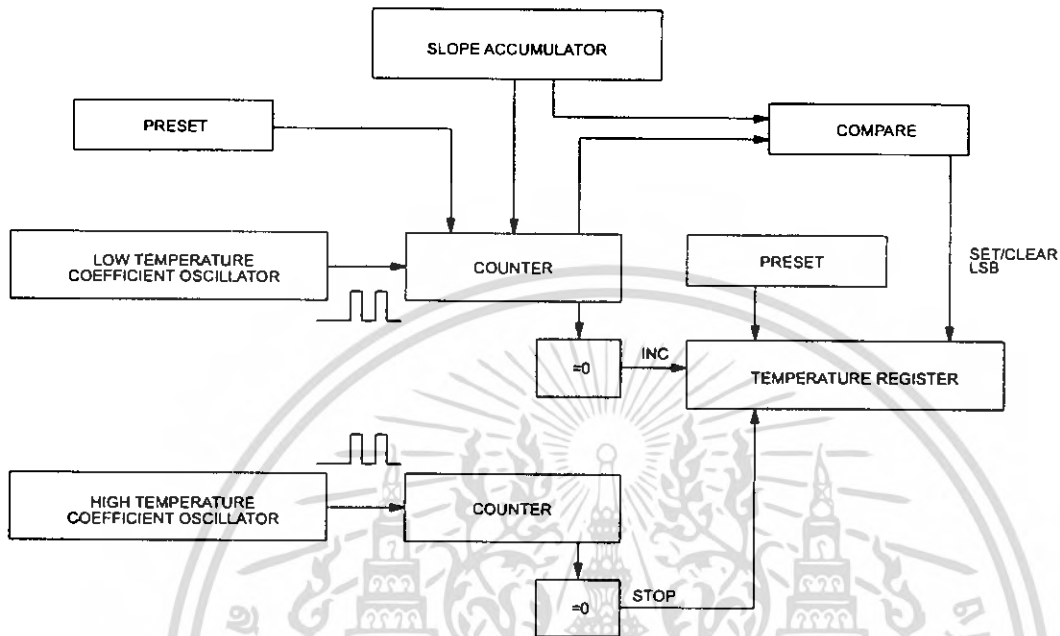
The use of parasite power is not recommended above 100°C, since it may not be able to sustain communications given the higher leakage currents the DS1820 exhibits at these temperatures. For applications in which such temperatures are likely, it is strongly recommended that  $V_{DD}$  be applied to the DS1820.

For situations where the bus master does not know whether the DS1820's on the bus are parasite powered or supplied with external  $V_{DD}$ , a provision is made in the DS1820 to signal the power supply scheme used. The bus master can determine if any DS1820's are on the bus which require the strong pull-up by sending a Skip ROM protocol, then issuing the read power supply command. After this command is issued, the master then issues read time slots. The DS1820 will send back "0" on the 1-Wire bus if it is parasite powered; it will send back a "1" if it is powered from the  $V_{DD}$  pin. If the master receives a "0", it knows that it must supply the strong pull-up on the I/O line during temperature conversions: See "Memory Command Functions" section for more detail on this command protocol.

## STRONG PULL-UP FOR SUPPLYING DS1820 DURING TEMPERATURE CONVERSION Figure 2



## TEMPERATURE MEASURING CIRCUITRY Figure 4



TEMPERATURE/DATA RELATIONSHIPS Table 1

TEMPERATURE	DIGITAL OUTPUT (Binary)	DIGITAL OUTPUT (Hex)
+125°C	00000000 11111010	00FA
+25°C	00000000 00110010	0032h
+1/2°C	00000000 00000001	0001h
+0°C	00000000 00000000	0000h
-1/2°C	11111111 11111111	FFFFh
-25°C	11111111 11001110	FFCEh
-55°C	11111111 10010010	FF92h

**OPERATION – ALARM SIGNALING**

After the DS1820 has performed a temperature conversion, the temperature value is compared to the trigger values stored in TH and TL. Since these registers are 8-bit only, the 0.5°C bit is ignored for comparison. The most significant bit of TH or TL directly corresponds to the sign bit of the 16-bit temperature register. If the result of a temperature measurement is higher than TH or lower than TL, an alarm flag inside the device is set.

This flag is updated with every temperature measurement. As long as the alarm flag is set, the DS1820 will respond to the alarm search command. This allows many DS1820s to be connected in parallel doing simultaneous temperature measurements. If somewhere the temperature exceeds the limits, the alarming device(s) can be identified and read immediately without having to read non-alarming devices.

## 1-WIRE BUS SYSTEM

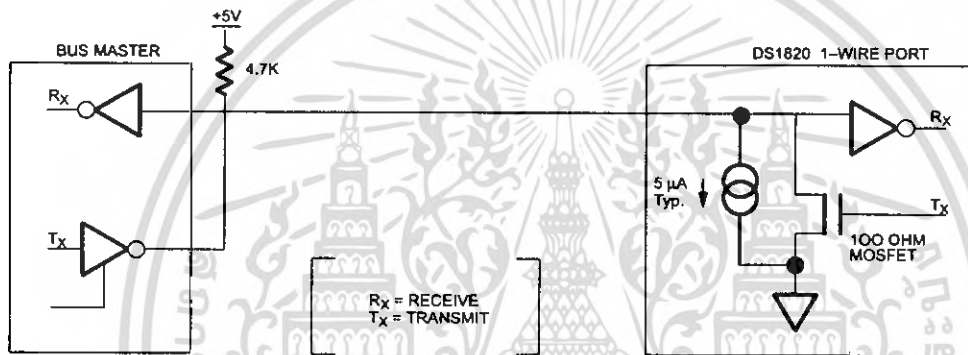
The 1-Wire bus is a system which has a single bus master and one or more slaves. The DS1820 behaves as a slave. The discussion of this bus system is broken down into three topics: hardware configuration, transaction sequence, and 1-Wire signaling (signal types and timing).

## HARDWARE CONFIGURATION

The 1-Wire bus has only a single line by definition; it is important that each device on the bus be able to drive it

at the appropriate time. To facilitate this, each device attached to the 1-Wire bus must have open drain or 3-state outputs. The 1-Wire port of the DS1820 (I/O pin) is open drain with an internal circuit equivalent to that shown in Figure 9. A multidrop bus consists of a 1-Wire bus with multiple slaves attached. The 1-Wire bus requires a pullup resistor of approximately 5K $\Omega$ .

### HARDWARE CONFIGURATION Figure 9



The idle state for the 1-Wire bus is high. If for any reason a transaction needs to be suspended, the bus MUST be left in the idle state if the transaction is to resume. Infinite recovery time can occur between bits so long as the 1-Wire bus is in the inactive (high) state during the recovery period. If this does not occur and the bus is left low for more than 480  $\mu$ s, all components on the bus will be reset.

## INITIALIZATION

All transactions on the 1-Wire bus begin with an initialization sequence. The initialization sequence consists of a reset pulse transmitted by the bus master followed by presence pulse(s) transmitted by the slave(s).

The presence pulse lets the bus master know that the DS1820 is on the bus and is ready to operate. For more details, see the "1-Wire Signaling" section.

## TRANSACTION SEQUENCE

The protocol for accessing the DS1820 via the 1-Wire port is as follows:

- Initialization
- ROM Function Command
- Memory Function Command
- Transaction/Data

## ROM FUNCTION COMMANDS

Once the bus master has detected a presence, it can issue one of the five ROM function commands. All ROM function commands are 8-bits long. A list of these commands follows (refer to flowchart in Figure 6):

**Read ROM [33h]**

This command allows the bus master to read the DS1820's 8-bit family code, unique 48-bit serial number, and 8-bit CRC. This command can only be used if there is a single DS1820 on the bus. If more than one slave is present on the bus, a data collision will occur when all slaves try to transmit at the same time (open drain will produce a wired AND result).

**Match ROM [55h]**

The match ROM command, followed by a 64-bit ROM sequence, allows the bus master to address a specific DS1820 on a multidrop bus. Only the DS1820 that exactly matches the 64-bit ROM sequence will respond to the following memory function command. All slaves that do not match the 64-bit ROM sequence will wait for a reset pulse. This command can be used with a single or multiple devices on the bus.

**Skip ROM [CCh]**

This command can save time in a single drop bus system by allowing the bus master to access the memory functions without providing the 64-bit ROM code. If more than one slave is present on the bus and a read command is issued following the Skip ROM command, data collision will occur on the bus as multiple slaves transmit simultaneously (open drain pulldowns will produce a wired AND result).

**Search ROM [F0h]**

When a system is initially brought up, the bus master might not know the number of devices on the 1-Wire bus or their 64-bit ROM codes. The search ROM command allows the bus master to use a process of elimination to identify the 64-bit ROM codes of all slave devices on the bus.

**Alarm Search [ECh]**

The flowchart of this command is identical to the Search ROM command. However, the DS1820 will respond to this command only if an alarm condition has been encountered at the last temperature measurement. An alarm condition is defined as a temperature higher than TH or lower than TL. The alarm condition remains set as long as the DS1820 is powered up, or until another temperature measurement reveals a non-alarming value. For alarming, the trigger values stored in EEPROM are taken into account. If an alarm condition exists and the TH or TL settings are changed, another temperature

conversion should be done to validate any alarm conditions.

**Example of a ROM Search**

The ROM search process is the repetition of a simple 3-step routine: read a bit, read the complement of the bit, then write the desired value of that bit. The bus master performs this simple, 3-step routine on each bit of the ROM. After one complete pass, the bus master knows the contents of the ROM in one device. The remaining number of devices and their ROM codes may be identified by additional passes.

The following example of the ROM search process assumes four different devices are connected to the same 1-Wire bus. The ROM data of the four devices is as shown:

ROM1	00110101...
ROM2	10101010...
ROM3	11110101...
ROM4	00010001...

The search process is as follows:

1. The bus master begins the initialization sequence by issuing a reset pulse. The slave devices respond by issuing simultaneous presence pulses.
2. The bus master will then issue the Search ROM command on the 1-Wire bus.
3. The bus master reads a bit from the 1-Wire bus. Each device will respond by placing the value of the first bit of their respective ROM data onto the 1-Wire bus. ROM1 and ROM4 will place a 0 onto the 1-Wire bus, i.e., pull it low. ROM2 and ROM3 will place a 1 onto the 1-Wire bus by allowing the line to stay high. The result is the logical AND of all devices on the line, therefore the bus master sees a 0. The bus master reads another bit. Since the Search ROM data command is being executed, all of the devices on the 1-Wire bus respond to this second read by placing the complement of the first bit of their respective ROM data onto the 1-Wire bus. ROM1 and ROM4 will place a 1 onto the 1-Wire, allowing the line to stay high. ROM2 and ROM3 will place a 0 onto the 1-Wire, thus it will be pulled low. The bus master again observes a 0 for the complement of the first ROM data bit. The bus master has determined that there are some devices on the 1-Wire bus that have a 0 in the first position and others that have a 1.

The data obtained from the two reads of the 3-step routine have the following interpretations:

- 00 There are still devices attached which have conflicting bits in this position.
  - 01 All devices still coupled have a 0-bit in this bit position.
  - 10 All devices still coupled have a 1-bit in this bit position.
  - 11 There are no devices attached to the 1-Wire bus.
4. The bus master writes a 0. This deselects ROM2 and ROM3 for the remainder of this search pass, leaving only ROM1 and ROM4 connected to the 1-Wire bus.
  5. The bus master performs two more reads and receives a 0-bit followed by a 1-bit. This indicates that all devices still coupled to the bus have 0's as their second ROM data bit.
  6. The bus master then writes a 0 to keep both ROM1 and ROM4 coupled.
  7. The bus master executes two reads and receives two 0-bits. This indicates that both 1-bits and 0-bits exist as the third bit of the ROM data of the attached devices.
  8. The bus master writes a 0-bit. This deselects ROM1 leaving ROM4 as the only device still connected.
  9. The bus master reads the remainder of the ROM bits for ROM4 and continues to access the part if desired. This completes the first pass and uniquely identifies one part on the 1-Wire bus.
  10. The bus master starts a new ROM search sequence by repeating steps 1 through 7.
  11. The bus master writes a 1-bit. This decouples ROM4, leaving only ROM1 still coupled.
  12. The bus master reads the remainder of the ROM bits for ROM1 and communicates to the underlying logic if desired. This completes the second ROM search pass, in which another of the ROMs was found.
  13. The bus master starts a new ROM search by repeating steps 1 through 3.
  14. The bus master writes a 1-bit. This deselects ROM1 and ROM4 for the remainder of this search pass, leaving only ROM2 and ROM3 coupled to the system.

15. The bus master executes two read time slots and receives two zeros.

16. The bus master writes a 0-bit. This decouples ROM3, and leaving only ROM2.
17. The bus master reads the remainder of the ROM bits for ROM2 and communicates to the underlying logic if desired. This completes the third ROM search pass, in which another of the ROMs was found.
18. The bus master starts a new ROM search by repeating steps 13 through 15.
19. The bus master writes a 1-bit. This decouples ROM2, leaving only ROM3.
20. The bus master reads the remainder of the ROM bits for ROM3 and communicates to the underlying logic if desired. This completes the fourth ROM search pass, in which another of the ROMs was found.

#### Note the following:

The bus master learns the unique ID number (ROM data pattern) of one 1-Wire device on each ROM Search operation. The time required to derive the part's unique ROM code is:

$$960 \mu\text{s} + (8 + 3 \times 64) 61 \mu\text{s} = 13.16 \text{ ms}$$

The bus master is therefore capable of identifying 75 different 1-Wire devices per second.

#### I/O SIGNALING

The DS1820 requires strict protocols to insure data integrity. The protocol consists of several types of signaling on one line: reset pulse, presence pulse, write 0, write 1, read 0, and read 1. All of these signals, with the exception of the presence pulse, are initiated by the bus master.

The initialization sequence required to begin any communication with the DS1820 is shown in Figure 11. A reset pulse followed by a presence pulse indicates the DS1820 is ready to send or receive data given the correct ROM command and memory function command.

The bus master transmits (TX) a reset pulse (a low signal for a minimum of 480  $\mu\text{s}$ ). The bus master then releases the line and goes into a receive mode (RX). The 1-Wire bus is pulled to a high state via the 5K pull-up resistor. After detecting the rising edge on the

I/O pin, the DS1820 waits 15–60  $\mu\text{s}$  and then transmits the presence pulse (a low signal for 60–240  $\mu\text{s}$ ).

#### MEMORY COMMAND FUNCTIONS

The following command protocols are summarized in Table 2, and by the flowchart of Figure 10.

#### Write Scratchpad [4Eh]

This command writes to the scratchpad of the DS1820, starting at address 2. The next two bytes written will be saved in scratchpad memory, at address locations 2 and 3. Writing may be terminated at any point by issuing a reset.





## MODES OF OPERATION

### Overview

The nRF2401 can be set in the following main modes depending on three control pins:

Mode	PWR_UP	CE	CS
Active (RX/TX)	1	1	0
Configuration	1	0	1
Stand by	1	0	0
Power down	0	X	X

Table 6 nRF2401 main modes

For a complete overview of the nRF2401 I/O pins in the different modes please refer to Table 8.

### Active modes

The nRF2401 has two active (RX/TX) modes:

- ShockBurst™
- Direct Mode

The device functionality in these modes is decided by the content of a configuration word. This configuration word is presented in configuration section.



**ShockBurst™**

The ShockBurst™ technology uses on-chip FIFO to clock in data at a low data rate and transmit at a very high rate thus enabling extremely power reduction.

When operating the nRF2401 in ShockBurst™, you gain access to the high data rates (1 Mbps) offered by the 2.4 GHz band without the need of a costly, high-speed micro controller (MCU) for data processing.

By putting all high speed signal processing related to RF protocol on-chip, the nRF2401 offers the following benefits:

- Highly reduced current consumption
- Lower system cost (facilitates use of less expensive micro controller)
- Greatly reduced risk of ‘on-air’ collisions due to short transmission time

The nRF2401 can be programmed using a simple 3-wire interface where the data rate is decided by the speed of the micro controller.

By allowing the digital part of the application to run at low speed while maximizing the data rate on the RF link, the nRF ShockBurst™ mode reduces the average current consumption in applications considerably.

**ShockBurst™ principle**

When the nRF2401 is configured in ShockBurst™, TX or RX operation is conducted in the following way (10 kbps for the example only).

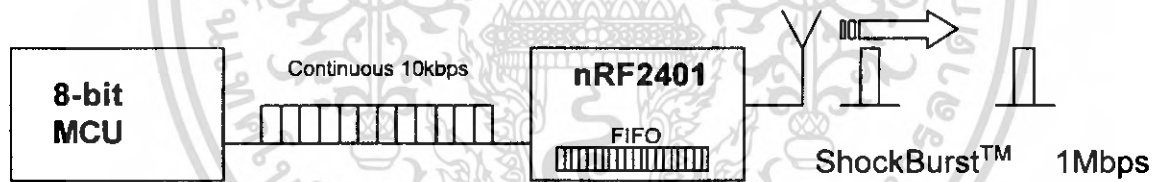


Figure 5 Clocking in data with MCU and sending with ShockBurst™ technology

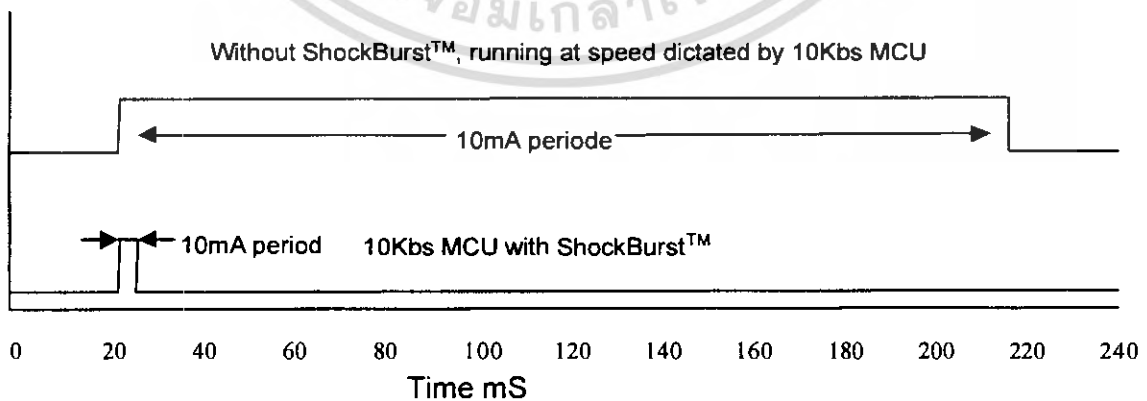


Figure 6 Current consumption with & without ShockBurst™ technology

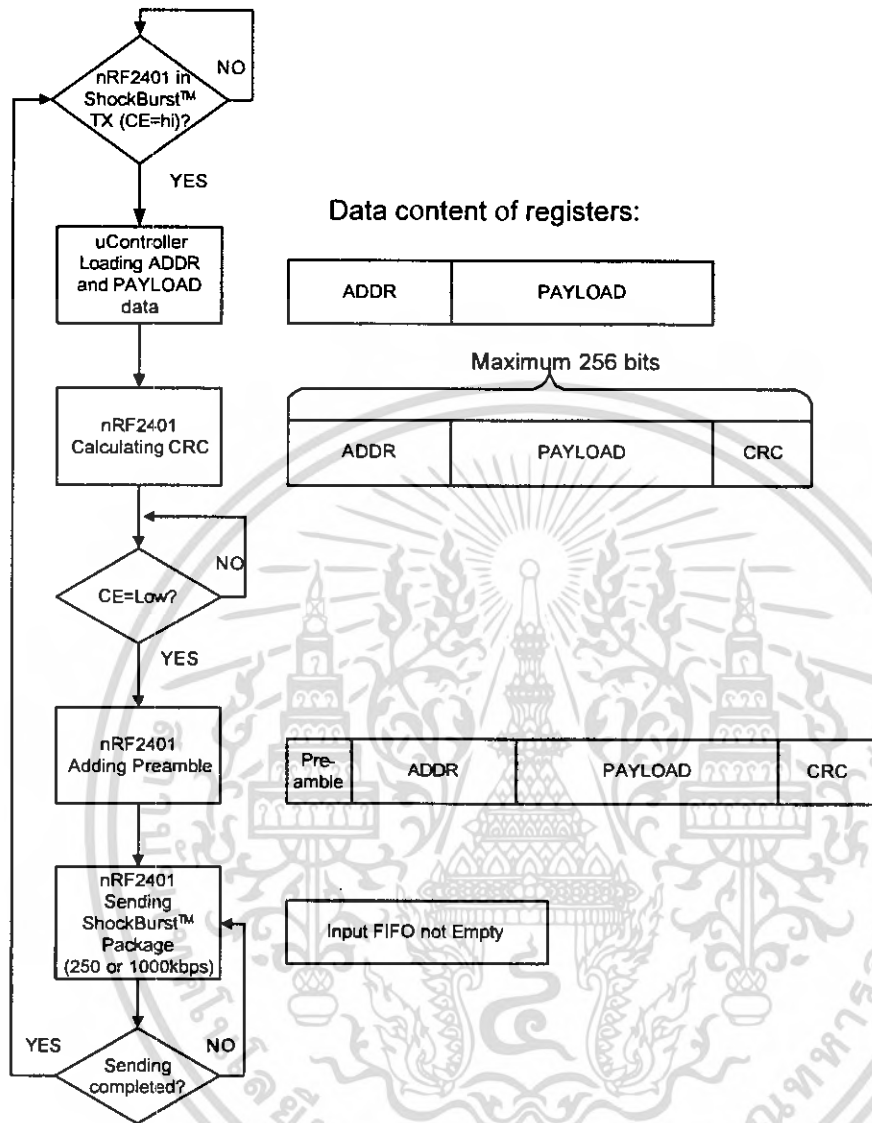


Figure 7 Flow Chart ShockBurst™ Transmit of nRF2401

**nRF2401 ShockBurst™ Transmit:**

MCU interface pins: CE, CLK1, DATA

1. When the application MCU has data to send, set CE high. This activates nRF2401 on-board data processing.
2. The address of the receiving node (RX address) and payload data is clocked into the nRF2401. The application protocol or MCU sets the speed <1Mbps (ex: 10kbps).
3. MCU sets CE low, this activates a nRF2401 ShockBurst™ transmission.
4. nRF2401 ShockBurst™:
  - RF front end is powered up
  - RF package is completed (preamble added, CRC calculated)
  - Data is transmitted at high speed (250 kbps or 1 Mbps configured by user).
  - nRF2401 return to stand-by when finished

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

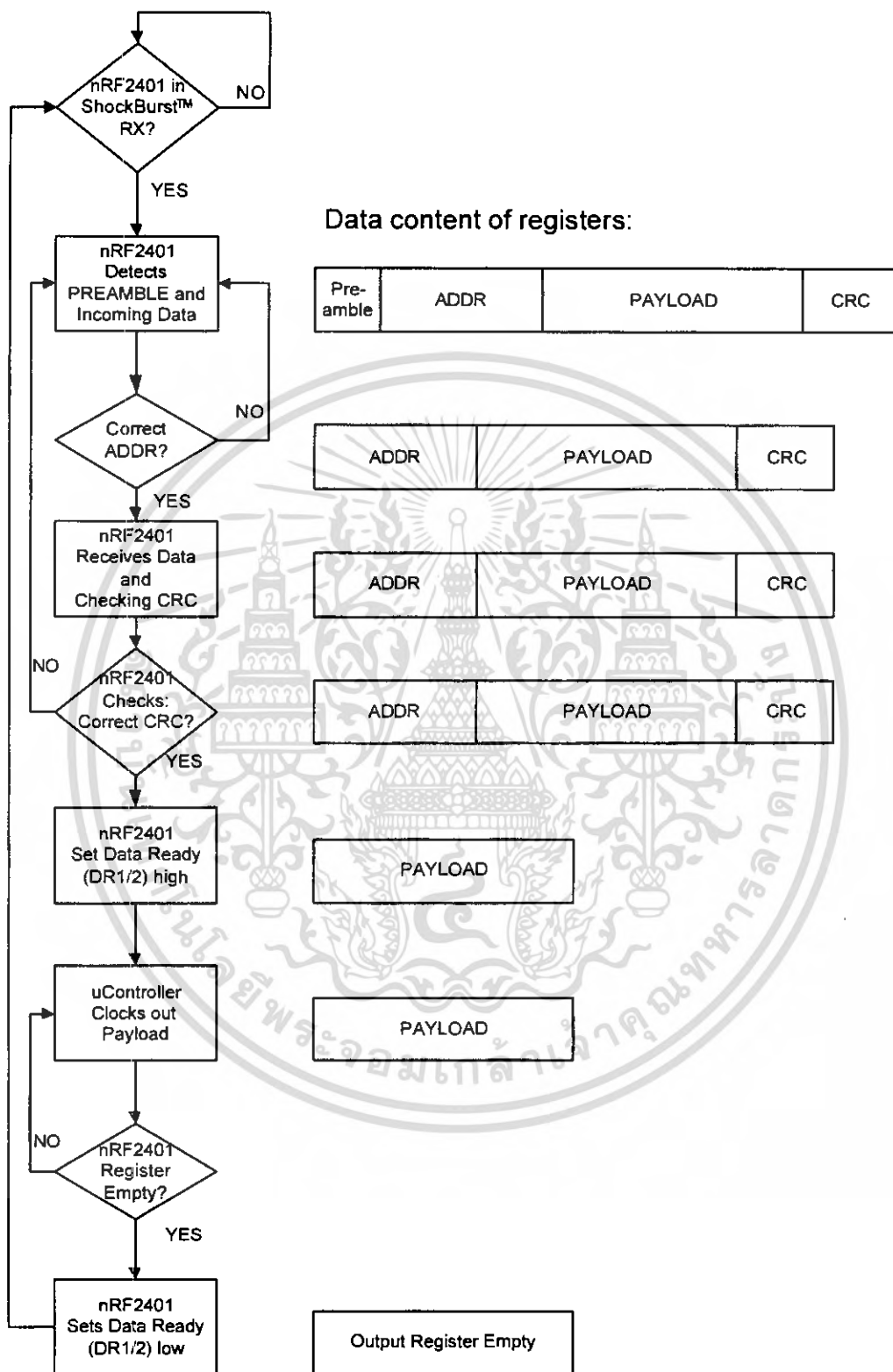


Figure 8 Flow Chart ShockBurst™ Receive of nRF2401

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า



**nRF2401 ShockBurst™ Receive:**

MCU interface pins: CE, DR1, CLK1 and DATA (one RX channel receive)

1. Correct address and size of payload of incoming RF packages are set when nRF2401 is configured to ShockBurst™ RX.
2. To activate RX, set CE high.
3. After 200 μs settling, nRF2401 is monitoring the air for incoming communication.
4. When a valid package has been received (correct address and CRC found), nRF2401 removes the preamble, address and CRC bits.
5. nRF2401 then notifies (interrupts) the MCU by setting the DR1 pin high.
6. MCU may (or may not) set the CE low to disable the RF front end (low current mode).
7. The MCU will clock out just the payload data at a suitable rate (ex. 10 kbps).
8. When all payload data is retrieved nRF2401 sets DR1 low again, and is ready for new incoming data package if CE is kept high during data download. If the CE was set low, a new start up sequence can begin, see Figure 17.

**Direct Mode**

In direct mode the nRF2401 works like a traditional RF device. Data must be at 1Mbps ±200ppm, or 250kbps ±200ppm at low data rate setting, for the receiver to detect the signals.

**Direct Mode Transmit:**

MCU interface pins: CE, DATA

1. When application MCU has data to send, set CE high
2. The nRF2401 RF front end is now immediately activated, and after 200 μs settling time, data will modulate the carrier directly.
3. All RF protocol parts must hence be implemented in MCU firmware (preamble, address and CRC).

**Direct Mode Receive:**

MCU interface pins: CE, CLK1, and DATA

1. Once the nRF2401 is configured and powered up (CE high) in direct RX mode, DATA will start to toggle due to noise present on the air.
2. CLK1 will also start to toggle as nRF2401 is trying to lock on to the incoming data stream.
3. Once a valid preamble arrives, CLK1 and DATA will lock on to the incoming signal and the RF package will appear at the DATA pin with the same speed as it is transmitted.
4. To enable the demodulator to re-generate the clock, the preamble must be 8 bits toggling hi-low, starting with low if the first data bit is low.
5. In this mode no data ready (DR) signals is available. Address and checksum verification must also be done in the receiving MCU.



**DuoCeiver™ Simultaneous Two Channel Receive Mode**

In both ShockBurst™ & direct modes the nRF2401 can facilitate simultaneous reception of two parallel independent frequency channels at the maximum data rate. This means:

- nRF2401 can receive data from two 1 Mbps transmitters (ex: nRF2401 or nRF2402) 8 MHz (8 frequency channels) apart through one antenna interface.
- The output from the two data channels is fed to two separate MCU interfaces.
  - Data channel 1: CLK1, DATA, and DR1
  - Data channel 2: CLK2, DOUT2, and DR2
  - DR1 and DR2 are available only in ShockBurst™.

The nRF2401 DuoCeiver™ technology provides 2 separate dedicated data channels for RX and replaces the need for two, stand alone receiver systems.

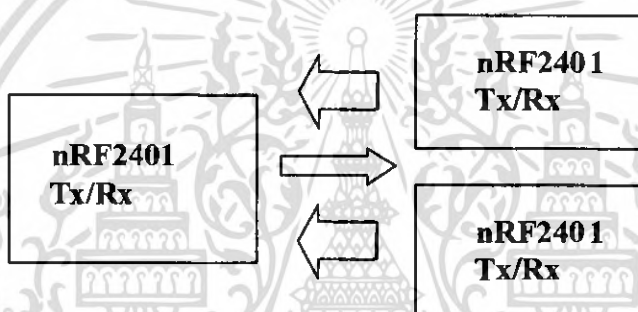


Figure 9 Simultaneous 2 channel receive on nRF2401

There is one absolute requirement for using the second data channel. For the nRF2401 to be able to receive at the second data channel the frequency channel must be 8MHz higher than the frequency of data channel 1. The nRF2401 must be programmed to receive at the frequency of data channel 1. No time multiplexing is used in nRF2401 to fulfil this function. In direct mode the MCU must be able to handle two simultaneously incoming data packets if it is not multiplexing between the two data channels. In ShockBurst™ it is possible for the MCU to clock out one data channel at a time while data on the other data channel waits for MCU availability, without any lost data packets, and by doing so reduce the needed performance of the MCU.

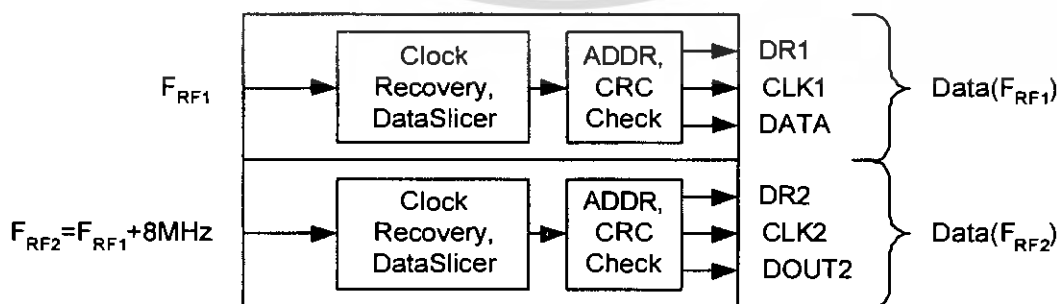


Figure 10 DuoCeiver™ with two simultaneously independent receive channels.



### Configuration Mode

In configuration mode a configuration word of up to 15 bytes is downloaded to nRF2401. This is done through a simple 3-wire interface (CS, CLK1 and DATA). For more information on configuration please refer to the nRF2401 Device configuration chapter on page 17.

### Stand-By Mode

Stand by mode is used to minimize average current consumption while maintaining short start up times. In this mode, part of the crystal oscillator is active. Current consumption is dependent on crystal frequency (Ex: 12  $\mu$ A @ 4 MHz, 32  $\mu$ A @ 16 MHz). The configuration word content is maintained during stand by.

### Power Down Mode

In power down the nRF2401 is disabled with minimal current consumption, typically less than 1  $\mu$ A. Entering this mode when the device is not active minimizes average current consumption, maximizing battery lifetime. The configuration word content is maintained during power down.



# PRODUCT SPECIFICATION

## nRF2401 Single Chip 2.4 GHz Radio Transceiver

### Pin configuration for the different modes of nRF2401

nRF2401 MODES	MODE SWITCHES			INPUT PINS			BIDIR PINS			OUTPUT PINS		
	RXMODE	ShockBurst	PWR UP	CE	CS	direction CLK1	direction DATA	direction CLK2	DR1	DR2	DOUT2	
Power down	X	X	0	X <sup>1</sup>	1	In	In	In	0	0	0	
Power down	0	1	0	X	0	In	In	In	0	0	0	
Power down	1	1	0	X	0	In	In	In	0	0	0	
Stand by	0	X	1	0	0	In	---	In	0	0	0	
Stand by	1	0	1	0	0	In	In	In	0	0	0	
Stand by	1	1	1	0	0	In	In <sup>2</sup>	In	0	DR2	0	
Stand by	1	1	1	0	0	In	DATA	X	1	DR2	0	
Configuration	X	X	1	0	1	In	DATA	In	0	0	0	
TX ShockBurst™	0	1	1	1	0	In	Out <sup>3</sup>	X	0	0	0	
TX Direct	0	0	1	1	0	In	DATA	In	0	0	0	
RX ShockBurst™ in one channel	1	1	1	1	0	In	DATA	In	DR1	0	0	
RX ShockBurst™ in two channels	1	1	1	1	0	In	DATA	CLK	DR1	DR2	DATA	
RX Direct in one channel	1	0	1	1	0	Out	DATA	Out	0	0	0	
RX Direct in two channels	1	0	1	1	0	Out	DATA	Out	0	0	DATA	

Table 8 Pin configuration of nRF2401.

- 1 In = X means the input should be set to either "low" or "high".
- 2 Input if DR1 is "low".
- 3 Output if DR1 is "high".



**DEVICE CONFIGURATION**

All configuration of the nRF2401 is done via a 3-wire interface to a single configuration register. The configuration word can be up to 15 bytes long for ShockBurst™ use and up to 2 bytes long for direct mode.

**Configuration for ShockBurst™ operation**

The configuration word in ShockBurst™ enables the nRF2401 to handle the RF protocol. Once the protocol is completed and loaded into nRF2401 only one byte, bit[7:0], needs to be updated during actual operation.

The configuration blocks dedicated to ShockBurst™ is as follows:

- Payload section width: Specifies the number of payload bits in a RF package. This enables the nRF2401 to distinguish between payload data and the CRC bytes in a received package.
- Address width: Sets the number of bits used for address in the RF package. This enables the nRF2401 to distinguish between address and payload data.
- Address (RX Channel 1 and 2): Destination address for received data.
- CRC: Enables nRF2401 on-chip CRC generation and de-coding.

**NOTE:**

These configuration blocks, with the exception of the CRC, are dedicated for the packages that a nRF2401 is to receive. In TX mode, the MCU must generate an address and a payload section that fits the configuration of the nRF2401 that is to receive the data. When using the nRF2401 on-chip CRC feature ensure that CRC is enabled and uses the same length for both the TX and RX devices.

PRE-AMBLE	ADDRESS	PAYLOAD	CRC
-----------	---------	---------	-----

Figure 11 Data packet set-up

**Configuration for Direct Mode operation**

For direct mode operation only the two first bytes (bit[15:0]) of the configuring word are relevant.



Configuration Word overview

	Bit position	Number of bits	Name	Function
ShockBurst™ configuration	143:120	24	TEST	Reserved for testing
	119:112	8	DATA2_W	Length of data payload section RX channel 2
	111:104	8	DATA1_W	Length of data payload section RX channel 1
	103:64	40	ADDR2	Up to 5 byte address for RX channel 2
	63:24	40	ADDR1	Up to 5 byte address for RX channel 1
	23:18	6	ADDR_W	Number of address bits (both RX channels).
	17	1	CRC_L	8 or 16 bit CRC
	16	1	CRC_EN	Enable on-chip CRC generation/checking.
General device configuration	15	1	RX2_EN	Enable two channel receive mode
	14	1	CM	Communication mode (Direct or ShockBurst™)
	13	1	RFDR_SB	RF data rate (1Mbps requires 16MHz crystal)
	12:10	3	XO_F	Crystal frequency
	9:8	2	RF_PWR	RF output power
	7:1	7	RF_CH#	Frequency channel
	0	1	RXEN	RX or TX operation

Table 9 Table of configuration words.

The configuration word is shifted in MSB first on positive CLK1 edges. New configuration is enabled on the falling edge of CS.

NOTE.

On the falling edge of CS, the nRF2401 updates the number of bits actually shifted in during the last configuration.

Ex:

If the nRF2401 is to be configured for 2 channel RX in ShockBurst™, a total of 120 bits must be shifted in during the first configuration after VDD is applied.

Once the wanted protocol, modus and RF channel are set, only one bit (RXEN) is shifted in to switch between RX and TX.



**Configuration Word Detailed Description**

The following describes the function of the 144 bits (bit 143 = MSB) that is used to configure the nRF2401.

General Device Configuration: bit[15:0]

ShockBurst™ Configuration: bit[119:16]

Test Configuration: bit[143:120]

MSB		TEST							
D143	D142	D141	D140	D139	D138	D137	D136		
Reserved for testing									
1	0	0	0	1	1	1	0	Default	

MSB		TEST														
D135	D134	D133	D132	D131	D130	D129	D128	D127	D126	D125	D124	D123	D122	D121	D120	
Reserved for testing															Close PLL in TX	
0	0	0	0	1	0	0	0	0	0	0	1	1	1	0	0	Default

DATA2 W								
D119	D118	D117	D116	D115	D114	D113	D112	
Data width channel#2 in # of bits excluding addr/crc								
0	0	1	0	0	0	0	0	Default

DATA1 W								
D111	D110	D109	D108	D107	D106	D105	D104	
Data width channel#1 in # of bits excluding addr/crc								
0	0	1	0	0	0	0	0	Default

ADDR2												
D103	D102	D101	...	D71	D70	D69	D68	D67	D66	D65	D64	
Channel#2 Address RX (up to 40bit)												
0	0	0	...	1	1	1	0	0	1	1	1	Default

ADDR1												
D63	D62	D61	...	D31	D30	D29	D28	D27	D26	D25	D24	
Channel#1 Address RX (up to 40bit)												
0	0	0	...	1	1	1	0	0	1	1	1	Default

ADDR W						
D23	D22	D21	D20	D19	D18	
Address width in # of bits (both channels)						
0	0	1	0	0	0	Default

CRC				
D17		D16		
CRC Mode 1 = 16bit, 0 = 8bit		CRC 1 = enable; 0 = disable		
0		1		Default

RF-Programming															LSB	
D15	D14	D13	D12	D11	D10	D9	D8	D7	D6	D5	D4	D3	D2	D1	D0	
Two Ch.	BUF	OD	XO Frequency			RF Power		Channel selection						RXEN		
0	0	0	0	1	1	1	1	0	0	0	0	0	1	0	0	Default

Table 10 Configuration data word

The MSB bit should be loaded first into the configuration register.

Default configuration word: h8E08.1C20.2000.0000.00E7.0000.0000.E721.0F04.



**ShockBurst™ configuration:**

The section bit[119:16] contains the segments of the configuration register dedicated to ShockBurst™ operational protocol. After VDD is turned on ShockBurst™ configuration is done once and remains set whilst VDD is present. During operation only the first byte for frequency channel and RX/TX switching need to be changed.

**PLL\_CTRL**

PLL_CTRL		
D121	D120	PLL
0	0	Open TX/Closed RX
0	1	Open TX/Open RX
1	0	Closed TX/Closed RX
1	1	Closed TX/Open RX

Table 11 PLL setting.

Bit 121-120:

PLL\_CTRL: Controls the setting of the PLL for test purposes. With closed PLL in TX no deviation will be present. For normal operational mode these two bits must both be low.

**DATAx\_W**

DATA2 W							
119	118	117	116	115	114	113	112

DATA1 W							
111	110	109	108	107	106	105	104

Table 12 Number of bits in payload.

Bit 119 – 112:

DATA2\_W: Length of RF package payload section for receive-channel 2.

Bit 111 – 104:

DATA1\_W: Length of RF package payload section for receive-channel 1.

**NOTE:**

The total number of bits in a ShockBurst™ RF package may not exceed 256! Maximum length of payload section is hence given by:

$$DATAx\_W(bits) = 256 - ADDR\_W - CRC$$

Where:

ADDR\_W: length of RX address set in configuration word B[23:18]

CRC: check sum, 8 or 16 bits set in configuration word B[17]

PRE: preamble, 8 bits are automatically included

Shorter address and CRC leaves more room for payload data in each package.



**ADDRx**

ADDR2											
103	102	101	....	71	70	69	68	67	66	65	64
ADDR1											
63	62	61	....	31	30	29	28	27	26	25	24

Table 13 Address of receiver #2 and receiver #1.

Bit 103 – 64:

ADDR2: Receiver address channel 2, up to 40 bit.

Bit 63 – 24: ADDR1

ADDR1: Receiver address channel 1, up to 40 bit.

**NOTE!**

Bits in ADDR<sub>x</sub> exceeding the address width set in ADDR\_W are redundant and can be set to logic 0.

**ADDR\_W & CRC**

ADDR_W						CRC_L	CRC_EN
23	22	21	20	19	18	17	16

Table 14 Number of bits reserved for RX address + CRC setting.

Bit 23 – 18:

ADDR\_W: Number of bits reserved for RX address in ShockBurst™ packages.

**NOTE:**

Maximum number of address bits is 40 (5 bytes). Values over 40 in ADDR\_W are not valid.

Bit 17:

CRC\_L: CRC length to be calculated by nRF2401 in ShockBurst™.  
 Logic 0: 8 bit CRC  
 Logic 1: 16 bit CRC

Bit: 16:

CRC\_EN: Enables on-chip CRC generation (TX) and verification (RX).  
 Logic 0: On-chip CRC generation/checking disabled  
 Logic 1: On-chip CRC generation/checking enabled

**NOTE:**

An 8 bit CRC will increase the number of payload bits possible in each ShockBurst™ data packet, but will also reduce the system integrity.



**General device configuration:**

This section of the configuration word handles RF and device related parameters.

Modes:

<b>RX2 EN</b>	<b>CM</b>	<b>RFDR SB</b>	<b>XO F</b>			<b>RF PWR</b>	
15	14	13	12	11	10	9	8

Table 15 RF operational settings.

Bit 15:

RX2\_EN:

Logic 0: One channel receive  
 Logic 1: Two channels receive

NOTE:

In two channels receive, the nRF2401 receives on two, separate frequency channels simultaneously. The frequency of receive channel 1 is set in the configuration word bit[7-1], receive channel 2 is always 8 channels (8 MHz) above receive channel 1.

Bit 14:

Communication Mode:

Logic 0: nRF2401 operates in direct mode.  
 Logic 1: nRF2401 operates in ShockBurst™ mode

Bit 13:

RF Data Rate:

Logic 0: 250 kbps  
 Logic 1: 1 Mbps

NOTE:

Utilizing 250 kbps instead of 1Mbps will improve the receiver sensitivity by 10 dB. 1Mbps requires 16MHz crystal.

Bit 12-10:

XO\_F: Selects the nRF2401 crystal frequency to be used:

XO FREQUENCY SELECTION			
D12	D11	D10	Crystal Frequency [MHz]
0	0	0	4
0	0	1	8
0	1	0	12
0	1	1	16
1	0	0	20

Table 16 Crystal frequency setting.



Bit 9-8:

RF\_PWR: Sets nRF2401 RF output power in transmit mode:

RF OUTPUT POWER		
D9	D8	P [dBm]
0	0	-20
0	1	-10
1	0	-5
1	1	0

Table 17 RF output power setting.

**RF channel & direction**

RF CH#								RXEN
7	6	5	4	3	2	1	0	

Table 18 Frequency channel and RX / TX setting.

Bit 7 – 1:

RF\_CH#: Sets the frequency channel the nRF2401 operates on.

The channel frequency in *transmit* is given by:

$$Channel_{RF} = 2400\text{ MHz} + RF\_CH\# \cdot 1.0\text{ MHz}$$

RF\_CH #: between 2400MHz and 2527MHz may be set.

The channel frequency in *data channel 1* is given by:

$$Channel_{RF} = 2400\text{ MHz} + RF\_CH\# \cdot 1.0\text{ MHz} \text{ (Receive at PIN\#8)}$$

RF\_CH #: between 2400MHz and 2524MHz may be set.

NOTE:

The channels above 83 can only be utilized in certain territories (ex: Japan)

The channel frequency in *data channel 2* is given by:

$$Channel_{RF} = 2400\text{ MHz} + RF\_CH\# \cdot 1.0\text{ MHz} + 8\text{MHz} \text{ (Receive at PIN\#4)}$$

RF\_CH #: between 2408MHz and 2524MHz may be set.

Bit 0:

Set active mode:

Logic 0: transmit mode

Logic 1: receive mode



DATA PACKAGE DESCRIPTION

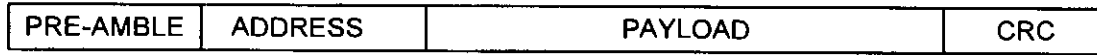


Figure 12 Data Package Diagram

The data packet for both ShockBurst™ mode and direct mode communication is divided into 4 sections. These are:

<p><b>1. PREAMBLE</b></p>	<ul style="list-style-type: none"> <li>The preamble field is required in ShockBurst™ and Direct modes.</li> <li>Preamble is 8 bits in length and is dependent of the first data bit in direct mode.</li> </ul> <table border="0"> <tr> <td>PREAMBLE</td> <td>1<sup>st</sup> ADDR-BIT</td> </tr> <tr> <td>01010101</td> <td>0</td> </tr> <tr> <td>10101010</td> <td>1</td> </tr> </table> <ul style="list-style-type: none"> <li>Preamble is automatically added to the data packet in ShockBurst™ and thereby gives extra space for payload. In Direct mode MCU must handle preamble. In ShockBurst™ mode RX, the preamble is removed from the received output data, in direct mode the preamble is transparent to the output data.</li> </ul>	PREAMBLE	1 <sup>st</sup> ADDR-BIT	01010101	0	10101010	1
PREAMBLE	1 <sup>st</sup> ADDR-BIT						
01010101	0						
10101010	1						
<p><b>2 ADDRESS</b></p>	<ul style="list-style-type: none"> <li>The address field is required in ShockBurst™ mode.<sup>1</sup></li> <li>8 to 40 bits length.</li> <li>Address automatically removed from received packet in ShockBurst™ mode. In Direct mode MCU must handle address.</li> </ul>						
<p><b>3 PAYLOAD</b></p>	<ul style="list-style-type: none"> <li>The data to be transmitted</li> <li>In ShockBurst™ mode payload size is 256 bits minus the following: (Address: 8 to 40 bits. + CRC 8 or 16 bits).</li> <li>In Direct mode the maximum packet size (length) is for 1Mbps 4000 bits (4ms).</li> </ul>						
<p><b>4 CRC</b></p>	<ul style="list-style-type: none"> <li>The CRC is optional in ShockBurst™ mode, and is not used in Direct mode.</li> <li>8 or 16 bits length</li> <li>The CRC is removed from the received output data in ShockBurst™ RX.</li> </ul>						

Table 19 Data package description

<sup>1</sup> Suggestions for the use of addresses in ShockBurst™: In general more bits in the address gives less false detection, which in the end may give lower data packet loss.

- A. The address made by (5, 4, 3, or 2) equal bytes are not recommended because it in general will make the packet-error-rate increase.
- B. Addresses where the level shift only one time (i.e. 000FFFFFFF) could often be detected in noise that may give a false detection, which again may give raised packet-error-rate.

Direct mode will be dependent on the software used in the MCU, but it is recommended to have the same restrictions on addresses for this mode.



**IMPORTANT TIMING DATA**

The following timing applies for operation of nRF2401.

**nRF2401 Timing Information**

nRF2401 timing	Max.	Min.	Name
PWR_DWN → Configuration mode	3ms		Tpd2cfgm
PWR_DWN → Active mode (RX/TX)	3ms		Tpd2a
ST_BY → TX ShockBurst™	195µs		Tsby2txSB
ST_BY → TX Direct Mode	202µs		Tsby2txDM
ST_BY → RX mode	202µs		Tsby2rx
Minimum delay from CS to data.		5µs	Tcs2data
Minimum delay from CE to data.		5µs	Tce2data
Minimum delay from DR1/2 to clk.		50ns	Tdr2clk
Maximum delay from clk to data.	50ns		Tclk2data
Delay between edges		50ns	Td
Setup time		500ns	Ts
Hold time		500ns	Th
Delay to finish internal GFSK data		1/data rate	Tfd
Minimum input clock high		500ns	Thmin
Set-up of data in Direct Mode	50ns		Tsdm
Minimum clock high in Direct Mode		300ns	Thdm
Minimum clock low in Direct Mode		230ns	Tldm
Time on air, TX Direct mode	4ms		ToaDM

Table 20 Operational timing of nRF2401

When the nRF2401 is in power down it must always settle in stand by for 3ms before it can enter configuration or one of the active modes.

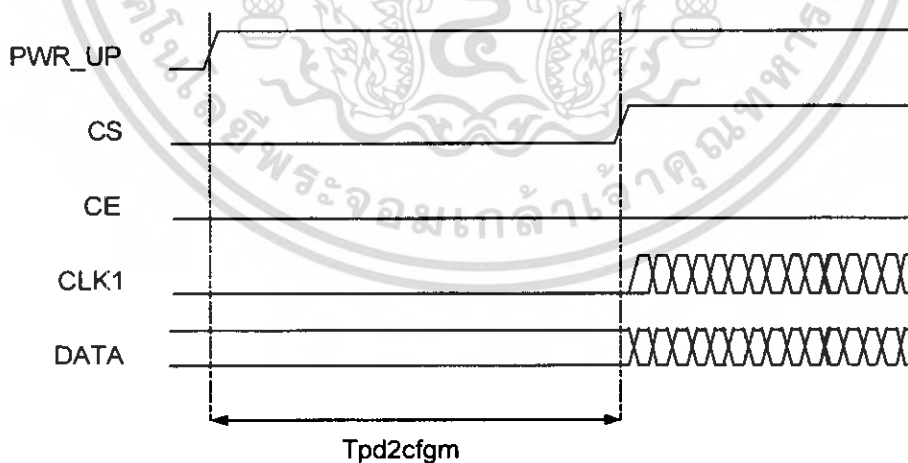


Figure 13 Timing diagram for power down (or VDD off) to configuration mode for nRF2401.

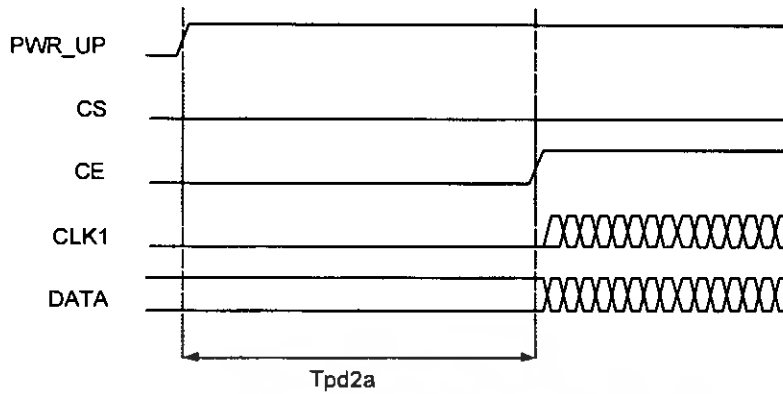
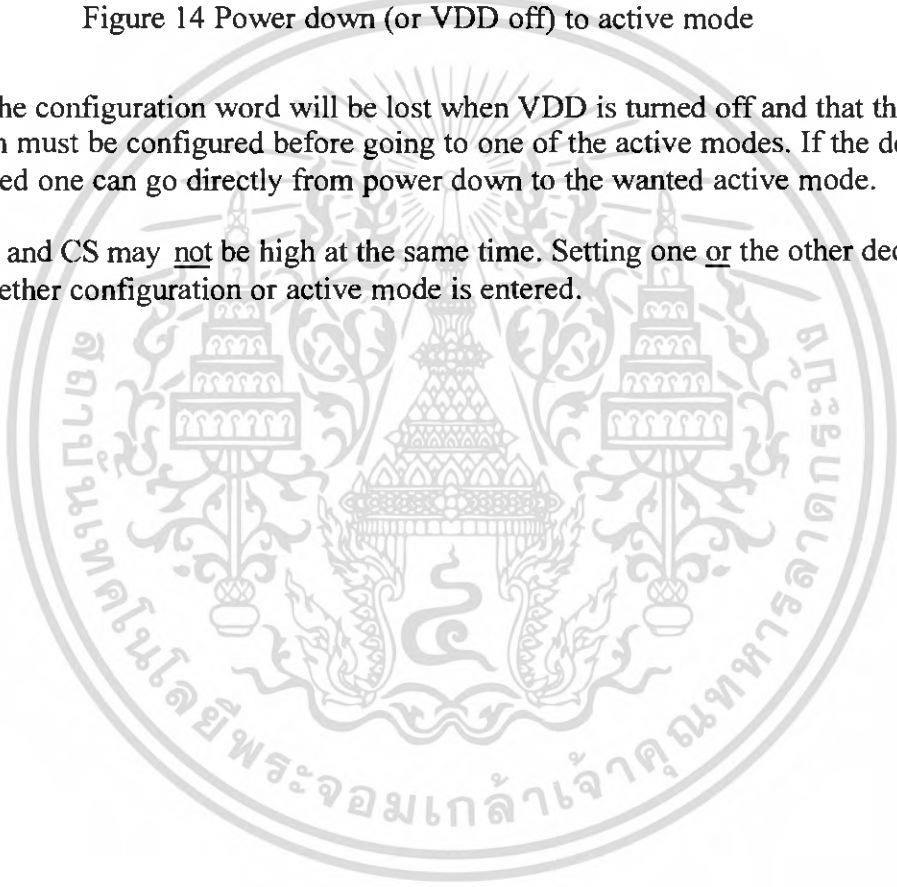


Figure 14 Power down (or VDD off) to active mode

Note that the configuration word will be lost when VDD is turned off and that the device then must be configured before going to one of the active modes. If the device is configured one can go directly from power down to the wanted active mode.

**Note:**

CE and CS may not be high at the same time. Setting one or the other decides whether configuration or active mode is entered.





**Configuration mode timing**

When one or more of the bits in the configuration word needs to be changed the following timing apply.

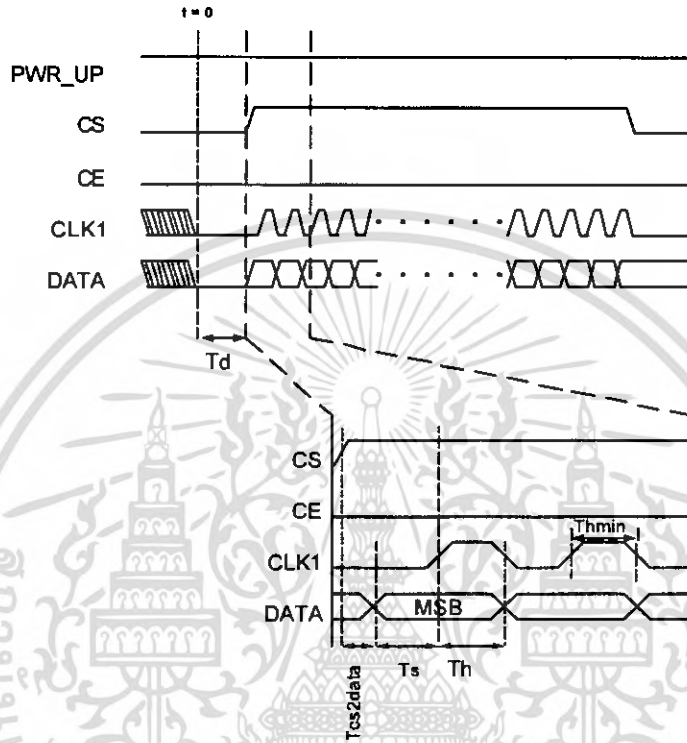


Figure 15 Timing diagram for configuration of nRF2401

If configuration mode is entered from power down, CS can be set high after Tpd2sby as shown in Figure 13.



**ShockBurst™ Mode timing**

**ShockBurst™ TX:**

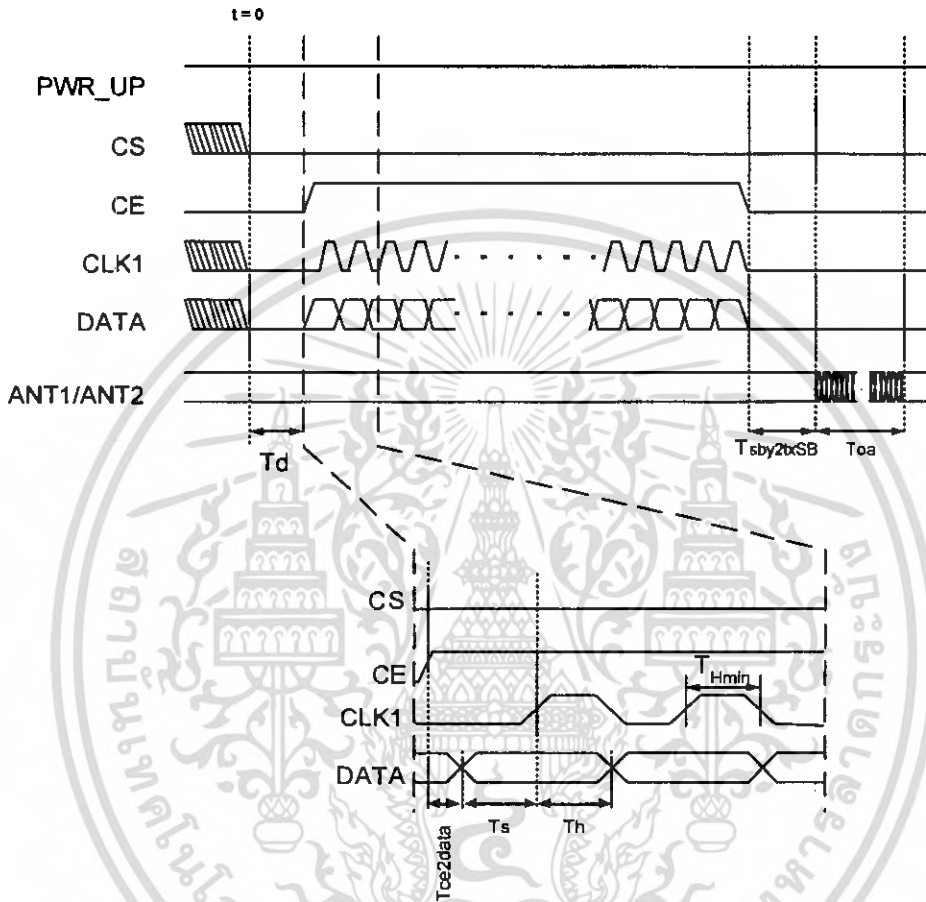


Figure 16 Timing of ShockBurst™ in TX

The package length and the data rate give the delay  $T_{OA}$  (time on air), as shown in the equation.

$$T_{OA} = 1 / \text{datarate} \cdot (\# \text{ databits} + 1)$$



**ShockBurst™ RX:**

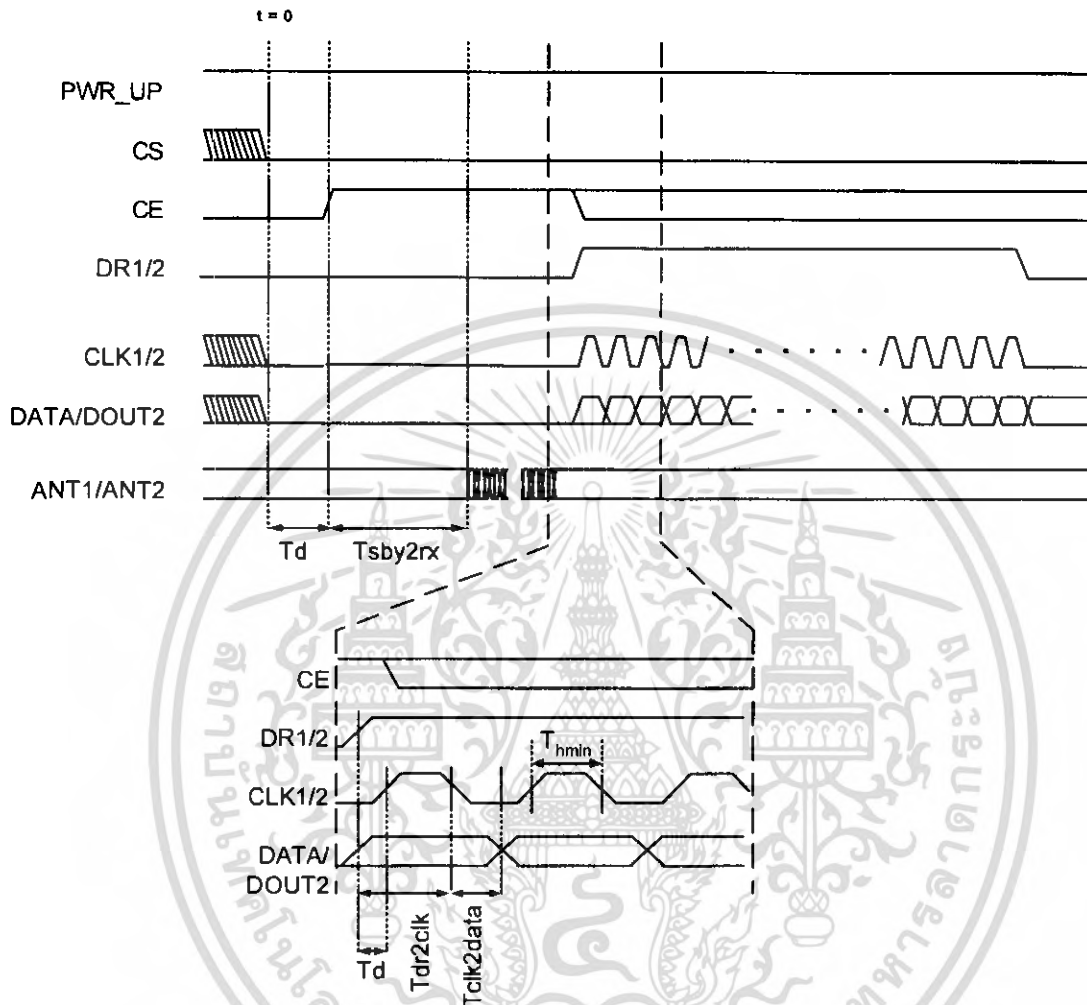


Figure 17 Timing of ShockBurst™ in RX

The CE may be kept high during downloading of data, but the cost is higher current consumption (18mA) and the benefit is short start-up time (200µs) when DR1 goes low.



**Direct Mode**

**Direct Mode TX:**

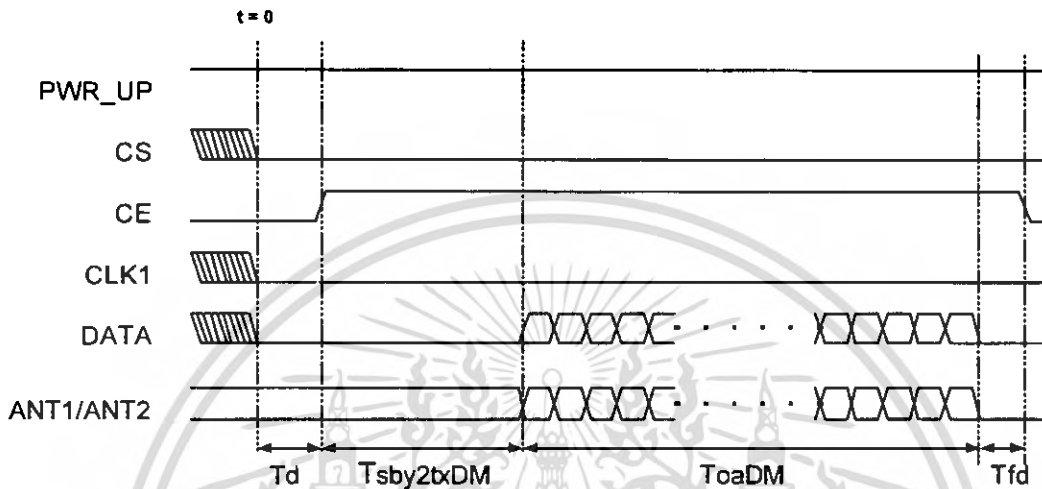


Figure 18 Timing of direct mode TX

In TX direct mode the input data will be sampled by nRF2401 and therefore no clock is needed. The clock must be stable at low level during transmission due to noise considerations. The exact delay  $T_{sby2txDM}$  is given by the equation:

$$T_{sby2txDM} = 194\mu s + 1 / F_{XO} \cdot 14 + 2.25\mu s$$

The maximum length of a package ( $T_{oaDM}$ ) over all voltages and temperatures is 4ms. This is limited by frequency drift in the transmitter and is independent of data rate and frequency channel.



**Direct Mode RX:**

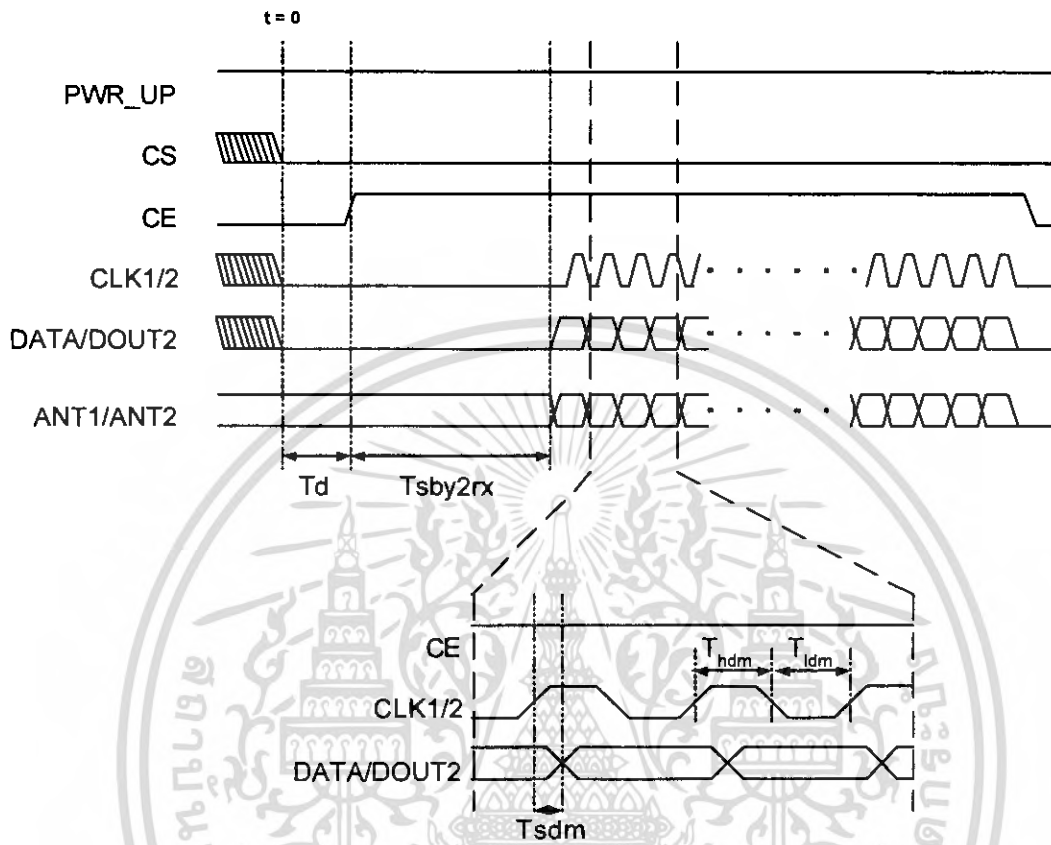


Figure 19 Timing of direct mode RX

$T_{sby2rx}$  describes the delay from the positive edge of CE to start detection of (demodulating) incoming data.