



ปีการศึกษา 2533

PROGRAMMABLE PANEL METER

โดย

นาย ชวลิตา จันทรไกรทอง 32.6103

นาย สเมธ เอกทัตควณิชกุล 32.6134

นาย แลงชัย ตีรศิริกุล 32.6135

อาจารย์ที่ปรึกษา

อาจารย์ วิทยา ทินย์สุวรรณพร

0:27875

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้
12 ก.ค. 2534

ปริญญาบัตรการศึกษา 2533



เรื่อง PROGRAMMABLE PANEL METER

ผู้จัดทำ

1. นาย ชวลิต จันทรไกรทอง 32.6103
2. นาย สุเมธ เอตทัตควณิชกุล 32.6134
3. นาย แลงชัย ตีรศิริกุล 32.6135

..... อาจารย์ที่ปรึกษา
(อาจารย์ วิทยา ทิมย์สุวรรณพร)

เลขที่ T 33042 65
เลขทะเบียน 024875
วัน, เดือน, ปี 12 ก.ค. 34

PROGRAMMABLE PANEL METER

นาย ชวลิต จันทรไกรทอง

นาย สุเมธ เอตทัตตความณีรกุล

นาย แลงชัย ดิรศิริกุล

อาจารย์ที่ปรึกษา

อาจารย์ วิทยา ทิพย์สุวรรณพร

ปีการศึกษา 2533

บทคัดย่อ

PROGRAMMABLE PANEL METER เป็นเครื่องมือวัดค่าปริมาณทางฟิสิกส์ต่าง ๆ อาทิเช่น อุณหภูมิ ความดัน ระดับ และอัตราการไหล เป็นต้น ซึ่งค่าเหล่านี้ได้มาจากตัวตรวจวัดโดยสามารถที่จะโปรแกรมค่า ZERO และ SPAN ของค่าที่ทำกรวัดได้ ซึ่งแสดงผลด้วยตัวเลข 6 หลัก พร้อมทั้งบอกหน่วยที่ทำกรวัดด้วยตัวอักษร 4 ตัว และแสดงค่า ALARM ที่สามารถตั้งค่าได้ 3 ตำแหน่ง โดยสัญญาณอินพุตที่ได้มาจากตัวตรวจวัดนั้น จะต้องเป็นสัญญาณมาตรฐานทางแรงเคลื่อนไฟฟ้า 1-5 V หรือ มาตรฐานทางกระแสไฟฟ้า 4-20 mA

ส่วนประกอบของเครื่องสามารถแบ่งออกเป็น 2 ส่วนใหญ่ๆ คือ

1. ส่วนของการแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิตอลขนาด 12 บิต และ
2. ส่วนประมวลผลและแสดงผล ซึ่งใช้ไมโครคอนโทรเลอร์ 8031 เป็นตัวควบคุม

PROGRAMMABLE PANEL METER

Mr. Chouvalit Chankraithong

Mr. Sumate Aittatatkavanikul

Mr. Sangchai Tirasirikul

Mr. Vittaya Tipsuvanapon

Advisor

1990

ABSTRACT

Programmable Panel Meter is Measuring Instrument which measures quantities in physical such as temperature, pressure, level and flow rate. These value are measured by sensor. This Instrument capable to set zero and span value which is displayed with 6 digits of numbers and units of measuring of 4 characters. This Instrument capable to set 3 positions of alarm. The input signal which is produced by sensors must be standard signal 1-5 V or 4-20 mA

This Instrument consists of

1. 12 Bit A/D Convertor and
2. Part of processor and displays used Microcontroller 8031

สารบัญ

หน้าที่

บทคัดย่อ

สารบัญ

บทที่ 1	บทนำ	1
บทที่ 2	ทฤษฎีและหลักการ	
	2.1 ระบบของหน่วยการวัด	2
	2.2 มาตรฐานของเครื่องวัด	6
	2.3 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	8
	2.4 การแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณ ดิจิทัล ขนาด 12 บิต	18
	2.5 ภาคประมวลผลและแสดงผล	20
บทที่ 3	การออกแบบและการสร้าง	
	3.1 การออกแบบ	21
	3.2 วงจร	25
บทที่ 4	การทดลองและผลการทดลอง	
	4.1 การทดลองวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อก เป็นสัญญาณดิจิทัลขนาด 12 บิต	31
	4.2 การทดลองโปรแกรมการทำงาน	32
	4.3 วิธีการใช้เครื่อง	76
บทที่ 5	การวิเคราะห์และสรุปผล	77
	ภาคผนวก	
	กิตติกรรมประกาศ	
	หนังสืออ้างอิง	

บทที่ 1

บทนำ

ในปัจจุบันงานทางด้านอุตสาหกรรม มีสิ่งสำคัญอีกส่วนหนึ่งที่ใช้ในกระบวนการทางอุตสาหกรรม นั่นคือ การวัดขนาดหรือปริมาณทางนิลิกส์ต่างๆ เช่น อุณหภูมิ ความดัน อัตราการไหล และระดับ เป็นต้น ดังนั้นเพื่อให้สามารถทราบถึงขนาดหรือปริมาณดังกล่าว เราจึงต้องมีเครื่องมือ เพื่อตอบสนองความต้องการเหล่านี้

เครื่องวัด (Measurement) โดยทั่วไปเกี่ยวข้องกับการใช้เครื่องมือ ในการหาค่าปริมาณ (Quantity) หรือตัวแปร (Variable) ทางนิลิกส์ เครื่องมืออิเล็กทรอนิกส์ (Electronic Instrument) ตั้งอยู่บนพื้นฐานของหลักการทางไฟฟ้าหรืออิเล็กทรอนิกส์ ตามหน้าที่ของตัวมัน เทคโนโลยีที่สูงขึ้นจะทำให้เครื่องมือวัดมีความเที่ยงตรง (Accuracy) เพิ่มขึ้น และมีรูปแบบการทำงานใหม่ๆ ที่ก้าวหน้ามากยิ่งขึ้น แต่ถึงกระนั้น เราจะต้องเข้าใจหลักการทํางาน และประเมินความเหมาะสม สำหรับจุดมุ่งหมายในการใช้งานของเครื่องมือวัดนั้นๆ

บทที่ 2

ทฤษฎีและหลักการ

2.1 ระบบของหน่วยการวัด (System of Units of Measurement)

2.1.1 Fundamental and Derived Units

ปริมาณทางฟิสิกส์ประกอบด้วย 2 ส่วนที่สำคัญ คือ ชนิดและขนาด มาตรฐานการวัดของชนิดปริมาณทางฟิสิกส์ ก็คือ หน่วย (Units) เช่น เมื่อเราพูดถึงระยะทาง 100 เมตร (meters) เราจะรู้ว่า "เมตร" คือ หน่วยของความยาว และจำนวนของหน่วยความยาว คือ 100 ดังนั้นความยาวซึ่งเป็นปริมาณทางฟิสิกส์ จะถูกกำหนดด้วยหน่วยที่เป็นเมตร สิ่งใดก็ตามที่ไม่มีหน่วย จำนวนของการวัดที่ได้จะไม่มี ความหมายทางฟิสิกส์

ทางด้านวิทยาศาสตร์และวิศวกรรมศาสตร์ หน่วย 2 ชนิดที่ใช้ คือ Fundamental Units และ Derived Units ในทางกลศาสตร์ Fundamental Units คือ การวัดความยาว ,มวล และเวลา ขนาดของ Fundamental Units คือ ฟุต (foots) หรือ เมตร ,ปอนด์ (pounds) หรือกิโลกรัม (kilograms) และวินาทีหรือชั่วโมง ตามลำดับ ซึ่งเราจะเรียกว่า Primary Fundamental Units ส่วนการวัดปริมาณทางฟิสิกส์ในรูปของความร้อน ,ไฟฟ้า และแสงสว่าง จะเรียกว่า Auxiliary Fundamental Units หน่วยการวัดอื่นๆ ซึ่งสามารถแสดงในเทอม (term) ของ Fundamental Units จะถูกเรียกว่า Derived Units ตัวอย่าง พื้นที่ของสี่เหลี่ยมมุมฉาก เป็นสัดส่วนกับความยาว (a) และความกว้าง (b) หรือ $A=ab$ ถ้าเมตร คือ หน่วยของความยาว แล้วพื้นที่ของสี่เหลี่ยมมุมฉาก จะมีหน่วยเป็น (เมตร)² ซึ่ง Derived Units ของพื้นที่ A ก็คือ สแควร์เมตร (m)² นั่นเอง

2.1.2 ระบบของหน่วย (Systems of Units)

ในปี ค.ศ.1790 รัฐบาลฝรั่งเศส ได้ออกคำสั่งให้สภาวิทยาศาสตร์ฝรั่งเศสเสนอระบบเดี่ยวของมาตราซึ่ง ตวง วัด ระบบอื่นๆ สภาวิทยาศาสตร์ฝรั่งเศสจึงได้เสนอ

หลักการแรก ซึ่งเป็นระบบสากลของมาตราซึ่ง ตวง วัดว่าไม่ควรขึ้นอยู่กับมาตรฐาน เอกสารการอ้างอิงที่มนุษย์ทำขึ้นเอง แต่ให้ตั้งอยู่บนพื้นฐานการวัดโดยธรรมชาติ เช่น หน่วยของความยาวเป็นเมตร กำหนดโดยนิ้ว ใน 10 ล้านส่วนของระยะทางจากขั้วโลกถึงเส้น

ศูนย์สูตร ตามเส้นแวงผ่านกรุงปารีส หน่วยของมวลคิดจากปริมาตรเป็นลูกบาศก์เมตรของ น้ำบริสุทธิ์ที่ 4 องศาเซลเซียส และที่ความดันบรรยากาศปกติ (760 mmHg) แล้วให้มันมี หน่วยเป็นกรัม

หลักการที่ 2 กำหนดว่าหน่วยอื่นๆ ทั้งหมดควรหาได้จาก Fundamental Units ทั้ง 3 คือ ความยาว, มวล และเวลา

หลักการที่ 3 ได้เสนอ multiples และ submultiple ของหน่วยพื้นฐาน ใน ระบบเดซิโมล (decimal system) ซึ่งใช้มาจนถึงทุกวันนี้ ตารางที่ 2.1 แสดงถึง multiple และ submultiple ที่กล่าวมาข้างต้น

TABLE 2-1 Decimal Multiples and Submultiples

Name	Symbol	Equivalent
tera	T	10^{12}
giga	G	10^9
mega	M	10^6
kilo	k	10^3
hecto	h	10^2
deca	da	10^1
deci	d	10^{-1}
centi	c	10^{-2}
milli	m	10^{-3}
micro	μ	10^{-6}
nano	n	10^{-9}
pico	p	10^{-12}
femto	f	10^{-15}
atto	a	10^{-18}

ตารางที่ 2.1

ข้อเสนอของสภาวิทยาศาสตร์ฝรั่งเศสได้รับอนุมัติ และแนะนำให้รู้จักเช่นเดียวกับ ระบบเมตริก (metric system) ของฝรั่งเศสในปี ค.ศ. 1795 และในปี ค.ศ. 1875 ประเทศต่างๆ 17 ประเทศ ได้ลงนามทำสัญญาร่วมกันยอมรับระบบเมตริกเป็นระบบที่ถูกต้องตามกฎหมาย แต่ถึงแม้ว่าประเทศอังกฤษ และสหรัฐอเมริกา จะได้ลงนามในครั้งนี้ ด้วยก็ตามทั้ง 2 ประเทศ ก็ยังไม่ยอมรับระบบเมตริก สำหรับใช้ภายในประเทศของตนเอง

ในระหว่างนั้น ประเทศอังกฤษ ได้มีการทำงานเกี่ยวกับระบบของหน่วยทางไฟฟ้า และสมาคมการพัฒนาวงวิทยาศาสตร์แห่งอังกฤษ ได้ตัดสินใจเลือกเอา เซนติเมตร (centimeters) และกรัม (grams) เป็น Fundamental Units ของความยาว และ มวล ต่อจากนั้น ได้พัฒนาเป็นระบบ CGS (centimeter-gram-second absolute system) ซึ่งใช้กันทั่วโลก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นับผูกพันให้ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่า system) ซึ่งใช้กันทั่วโลก

ต่อมาระบบรวมได้ถูกนำมาใช้ในปี ค.ศ. 1954 และได้ตั้งชื่อในปี ค.ศ. 1960 ด้วยความเห็นพ้องตามสากลว่า 6 หน่วยพื้นฐานของระบบ SI (Systeme International d'Unites) คือ เมตร, กิโลกรัม, วินาที, แอมแปร์ (ampere), เคลวิน (kelvin) และ แคนเดลา (candela) ซึ่งหน่วย SI นี้ได้ถูกนำมาใช้แทนระบบอื่นๆ ในทางวิทยาศาสตร์และเทคโนโลยี ตารางที่ 2.2 แสดงถึง 6 หน่วยพื้นฐานและปริมาณของการวัดในระบบ SI

TABLE 2-2 Basic SI Quantities, Units, and Symbols

Quantity	Unit	Symbol
Length	meter	m
Mass	kilogram	kg
Time	second	s
Electric current	ampere	A
Thermodynamic temperature	kelvin	K
Luminous intensity	candela	cd

ตารางที่ 2.2

ตารางที่ 2.3 แสดงถึงแฟกเตอร์ (factors) ในการคูณของหน่วยทางแม่เหล็กและไฟฟ้า ของระบบ CGS สำหรับแปลงเข้าสู่ระบบ SI

TABLE 2-3 Electric and Magnetic Units

Quantity and symbol	SI unit		Conversion factors	
	Name and symbol	Defining equation ^a	CGSm	CGSe ^b
Electric current, I	ampere A	$F_z = 10^{-7} I^2 \frac{dN}{dz}$	10	10/c
Electromotive force, E	volt V	$p = IE$	10^{-8}	$10^{-9}c$
Potential, V	volt V	$p = IV$	10^{-9}	$10^{-10}c$
Resistance, R	ohm Ω	$R = V/I$	10^{-9}	$10^{-10}c$
Electric charge, Q	coulomb C	$Q = It$	10	10/c
Capacitance, C	farad F	$C = Q/V$	10^9	$10^{10}c^2$
Electric fieldstrength, E	— V/m	$E = V/l$	10^{-4}	$10^{-6}c$
Electric flux density, D	— C/m ²	$D = Q/l^2$	10^5	$10^7/c$
Permittivity, ϵ	— F/m	$\epsilon = D/E$	—	$10^{11}/4\pi c^2$
Magnetic fieldstrength, H	— A/m	$\oint H dl = NI$	10^3	—
Magnetic flux, Φ	weber Wb	$E = d\Phi/dt$	10^{-8}	—
Magnetic flux density, B	tesla T	$B = \Phi/l^2$	10^{-4}	—
Inductance, L, M	henry H	$M = \Phi/I$	10^{-9}	—
Permeability, μ	— H/m	$\mu = B/H$	$4\pi \times 10^{-7}$	—

^a N denotes Neumann's integral for two linear circuits each carrying the current I ; F_z is the force between the two circuits in the direction defined by coordinate z , the circuits being in a vacuum; p denotes power; l^2 denotes area.

^b c = velocity of light in free space in cm/s = 2.997925×10^{10} .

ตารางที่ 2.3

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.1.3 International System of Units

ระบบ MKSA ได้ถูกนำมาใช้ในปี ค.ศ.1960 โดย Eleventh General Conference of Weight and Measures ภายใต้ชื่อ Systeme International d'Units (SI) ซึ่งเป็นระบบที่ถูกนำมาใช้แทนระบบอื่นๆ และเป็นที่ยอมรับโดยทั่วไป

Fundamental Units ในระบบ SI ได้แสดงไว้ในตารางที่ 2.2 และ Derived Units ซึ่งได้จากการกำหนดเป็นสมการถูกแสดงไว้ในตารางที่ 2.3 ส่วนในตารางที่ 2.4 แสดงถึงปริมาณทางฟิสิกส์ในระบบ SI ทั้งหมด

TABLE 2-4 Fundamental, Supplementary, and Derived Units

Quantity	Equation symbol	Dimension	Unit	Unit symbol
Fundamental				
Length	l	L	meter	m
Mass	m	M	kilogram	kg
Time	t	T	second	s
Electric current	I	I	ampere	A
Thermodynamic temperature	T	θ	kelvin	K
Luminous intensity			candela	cd
Supplementary*				
Plane angle	α, β, γ	$[L]^0$	radian	rad
Solid angle	Ω	$[L]^2$	steradian	sr
Derived				
Area	A	L^2	square meter	m^2
Volume	V	L^3	cubic meter	m^3
Frequency	f	T^{-1}	hertz	Hz (1/s)
Density	ρ	$L^{-3}M$	kilogram per cubic meter	kg/m^3
Velocity	v	LT^{-1}	meter per second	m/s
Angular velocity	ω	$[L]^0T^{-1}$	radian per second	rad/s
Acceleration	a	LT^{-2}	meter per second squared	m/s^2
Angular acceleration	α	$[L]^0T^{-2}$	radian per second squared	rad/s ²
Force	F	LMT^{-2}	newton	N (kg m/s ²)
Pressure, stress	p	$L^{-1}MT^{-2}$	newton per square meter	N/m^2
Work, energy	W	L^2MT^{-2}	joule	J (N m)
Power	P	L^2MT^{-3}	watt	W (J/s)
Quantity of electricity	Q	TI	coulomb	C (A s)
Potential difference, electromotive force	V	$L^2MT^{-3}I^{-1}$	volt	V (W/A)
Electric fieldstrength	E, ϵ	$LMT^{-3}I^{-1}$	volt per meter	V/m
Electric resistance	R	$L^2MT^{-3}I^{-2}$	ohm	Ω (V/A)
Electric capacitance	C	$L^{-2}M^{-1}T^4I^2$	farad	F (A s/V)
Magnetic flux	Φ	$L^2MT^{-3}I^{-1}$	weber	Wb (v s)
Magnetic fieldstrength	H	$L^{-1}I$	ampere per meter	A/m
Magnetic flux density	B	$MT^{-3}I^{-1}$	tesla	T (Wb/m ²)
Inductance	L	$L^2MT^{-3}I^{-2}$	henry	H (V s/A)
Magnetomotive force	U	I	ampere	A
Luminous flux			lumen	lm (cd sr)
Luminance			candela per square meter	cd/m^2
Illumination			lux	lx (lm/m ²)

* The Eleventh General Conference designated these units as *supplementary*, although it could be argued that they are derived units.

ตารางที่ 2.4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.1.4 ระบบของหน่วยอื่นๆ

ระบบหน่วยอังกฤษใช้ฟุต (ft), ปอนด์-มวล (lb) และวินาที (second) เป็น Fundamental Units ของความยาว, มวล และเวลา ตามลำดับ สำหรับ Derived Units ก็สามารถหาได้โดยการแทนลงใน dimension equation ของตารางที่ 2.4 ดังเช่น ความหนาแน่น ก็จะมีหน่วยเป็น lb/ft^3 และความเร่ง ก็จะมีหน่วยเป็น ft/s^2 เป็นต้น ตารางที่ 2.5 แสดงการแปลงจากหน่วยอังกฤษ ไปเป็นหน่วย SI

TABLE 2-5 English into SI Conversion

Quantity	English unit	Symbol	Metric equivalent	Reciprocal
Length	1 foot	ft	30.48 cm	0.0328084
	1 inch	in.	25.4 mm	0.0393701
Area	1 square foot	ft^2	$9.29030 \times 10^2 \text{ cm}^2$	0.0107639×10^{-2}
	1 square inch	in.^2	$6.4516 \times 10^2 \text{ mm}^2$	$.0.155000 \times 10^{-2}$
Volume	1 cubic foot	ft^3	0.0283168 m^3	35.3147
Mass	1 pound (avdp)	lb	0.45359237 kg	2.20462
Density	1 pound per cubic foot	lb/ft^3	16.0185 kg/m^3	0.062428
Velocity	1 foot per second	ft/s	0.3048 m/s	3.28084
Force	1 poundal	pdl	0.138255 N	7.23301
Work, energy	1 foot-poundal	ft pdl	0.0421401 J	23.7304
Power	1 horsepower	hp	745.7 W	0.00134102
Temperature	degree F	$^{\circ}\text{F}$	$5(t - 32)/9^{\circ}\text{C}$	—

ตารางที่ 2.5

2.2 มาตรฐานของเครื่องวัด (Standard of Measurement)

เราสามารถแบ่งชนิดมาตรฐานของเครื่องวัด ได้ดังนี้

- 1.) มาตรฐานนานาชาติ (International Standards)
- 2.) มาตรฐานปฐมภูมิ (Primary Standards)
- 3.) มาตรฐานทุติยภูมิ (Secondary Standards)
- 4.) มาตรฐานการทำงาน (Working Standards)

2.2.1 มาตรฐานนานาชาติ (International Standards)

ถูกกำหนดโดยความเห็นพ้องของนานาชาติ ซึ่งมาตรฐานนี้จะถูกตรวจสอบและหาค่าเป็นระยะๆ โดยเครื่องวัดสัมบูรณ์ (Absolute Measurement) ในเทอมของ Fundamental Units (ดูตารางที่ 2.2) มาตรฐานนี้จะถูกเก็บรักษาไว้ที่ สำนักงานมาตรชั่ง ตวง วัดนานาชาติ (International Bureau of Weights and Measures) ซึ่งผู้ใดไม่สามารถที่จะหาใช้ได้ สำหรับจุดประสงค์ในการสอบเทียบหรือปรับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อการศึกษาเท่านั้น มิอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่าเทียบเครื่องมือวัด ห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.2.2 มาตรฐานปฐมภูมิ (Primary Standards)

ถูกเก็บรักษาโดยห้องปฏิบัติการมาตรฐานแห่งชาติ (National Standards Laboratories) ตามส่วนต่างๆ ของโลก สำนักงานมาตรฐานแห่งชาติ (NBS) ในกรุงวอชิงตัน ได้เก็บรักษามาตรฐานนี้ไว้ สำหรับในส่วนของอเมริกาเหนือ ในห้องปฏิบัติการแห่งชาติอื่นๆ ประกอบด้วย ห้องปฏิบัติการทางฟิสิกส์แห่งชาติ (NPL) ในประเทศอังกฤษ และ The Physikalisch-technische Reichsanstalt ในประเทศเยอรมัน มาตรฐานปฐมภูมิแสดงถึง Fundamental Units และบางส่วนของ Derived Units ทางกลและไฟฟ้า ซึ่งถูกปรับเทียบโดยเครื่องวัดสัมบูรณ์ ที่ห้องปฏิบัติการแห่งชาติ มาตรฐานปฐมภูมิ ไม่สามารถหาใช้ได้ภายนอกห้องปฏิบัติการแห่งชาติ หน้าที่หลักอย่างหนึ่งของมาตรฐานปฐมภูมิ คือ การสอบเทียบและปรับเทียบมาตรฐานทุติยภูมิ

2.2.3 มาตรฐานทุติยภูมิ (Secondary Standards)

คือ มาตรฐานอ้างอิงพื้นฐาน ที่ใช้ในห้องปฏิบัติการเครื่องวัดทางอุตสาหกรรม มาตรฐานนี้ ถูกเก็บรักษาในสวนพิเศษในอุตสาหกรรม และถูกตรวจสอบกับมาตรฐานอ้างอิงประจำพื้นที่ การเก็บรักษา และการปรับเทียบมาตรฐานทุติยภูมิ สามารถทำได้ภายในห้องปฏิบัติการภายในตัวมันเอง โดยทั่วไปมาตรฐานทุติยภูมิ จะถูกส่งไปยังห้องปฏิบัติการมาตรฐานแห่งชาติ เป็นระยะๆ สำหรับสอบเทียบ และปรับเทียบกับมาตรฐานปฐมภูมิ แล้วส่งกลับมายังผู้ใช้ในทางอุตสาหกรรม โดยได้รับการรับรองเป็นหลักฐานของค่าที่วัดในเทอมของมาตรฐานปฐมภูมิ

2.2.4 มาตรฐานการทำงาน (Working Standard)

คือ เครื่องมือส่วนใหญ่ที่อยู่ภายในห้องปฏิบัติการเครื่องมือวัด ซึ่งใช้สำหรับตรวจสอบและปรับเทียบเครื่องมือในห้องปฏิบัติการทั่วไป เพื่อนำไปใช้งานในทางอุตสาหกรรม

2.3 ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

2.3.1 ลักษณะทั่วไป

สร้างโดยใช้ CMOS เทคโนโลยีและการทำงานด้วยแหล่งจ่ายไฟ 5 V เพียงแหล่งเดียว

ชิพยมีขนาด 8 บิต

มีวงจรรอสซิลเลเตอร์ และวงจรมานาฬิกาบนชิป

ชุดแบงด์ (BANK) รีจิสเตอร์มี 4 ชุด แต่ละชุดมีรีจิสเตอร์ 8 ตัว

มีตัวจับเวลา/ตัวนับ ขนาด 16 บิต 2 ชุด และสำหรับเบอร์ 8032/8052 มี 3 ชุด

มีพอร์ตไอโอแบบขนานสองทิศทางจำนวน 4 พอร์ต พอร์ตละ 8 บิต รวมทั้งหมดเป็น 32 เส้น แต่จะเหลือเพียง 16 เส้น สำหรับเบอร์ 8031 อีก 16 เส้น ใช้ในการเข้าถึงทางแอดเดรสและข้อมูล

พอร์ตขนานอนุกรมสามารถโปรแกรมการรับส่งแบบ Full Duplex ที่ความเร็วสูงหนึ่งวัฏจักรคำสั่งจะใช้เวลา 1 ไมโครวินาที ด้วยการใช้คริสตัล 12 MHz

แอดเดรสข้อมูลภายนอกได้ 16 กิโลไบต์

แอดเดรสโปรแกรมภายนอกได้ 16 กิโลไบต์

สามารถกำหนดเลขที่อยู่ขนาดไบต์หรือบิตได้โดยตรง

มีซอฟต์แวร์แฟลคสำหรับผู้ใช้ที่จะกำหนดเองได้ถึง 128 ตำแหน่งบิต

โครงสร้างอินเตอร์รัพท์ทำได้ 5 แหล่ง และ 6 แหล่ง สำหรับ 8032/8052 พร้อมด้วยการจัดไพรอริตี (Priority) ได้ 2 ระดับ

ตัวโปรเซสเซอร์ (Processor) สามารถใช้งานแบบบูลีน (boolean) ได้เหมาะสำหรับการใช้งานควบคุม

มีคำสั่งคูณ และหารทางฮาร์ดแวร์ทำได้ภายใน 4 ไมโครวินาที

ตัวเลขทางคณิตศาสตร์ ใช้ได้ทั้งแบบไบนารี (binary) และเดซิมาล (Decimal)

การใช้พื้นที่สแต็คสำหรับโปรแกรมย่อยต่างๆ ทำได้ง่ายและกว้าง

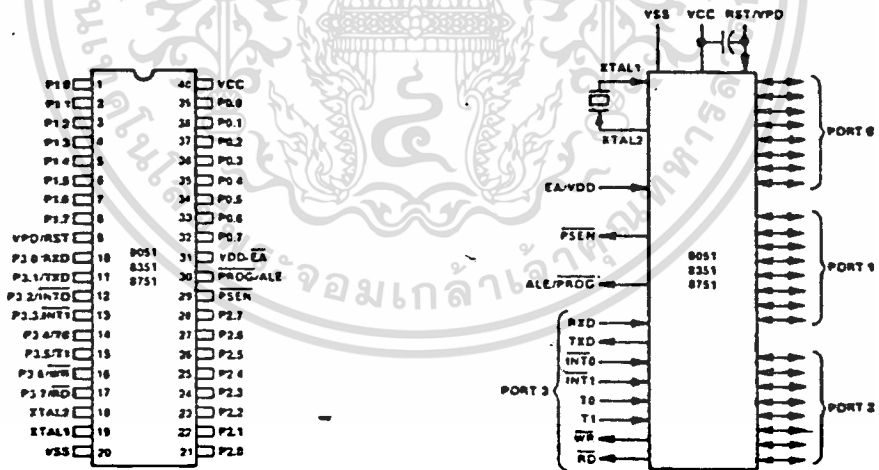
ตระกูล MCS-51 จะมีทั้งแบบมี ROM ในตัว หรือไม่มี ROM หรือมี EPROM บนชิปเดียวกัน และจะมีตำแหน่งขาที่เหมือนกัน ตารางที่ 2.6 แสดงถึงรายละเอียดของเบอร์ต่างๆ ในตระกูล MCS-51 และรูปที่ 2.1 แสดงการจัดขาตามลักษณะภายนอกของชิป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อผู้ผู้ใดเห็น ใบใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



เบอร์	หน่วยความจำภายใน		ตัวตั้งเวลา/	อินเทอร์รัพต์
	โปรแกรม	ข้อมูล	ตัวนับจำนวน	
8052 AH	8K × 8 ROM	256 × 8 RAM	3 × 16 BIT	6
8051 AH	4K × 8 ROM	128 × 8 RAM	2 × 16 BIT	5
8051	4K × 8 ROM	128 × 8 RAM	2 × 16 BIT	5
8032 AH	ไม่มี ROM	256 × 8 RAM	3 × 16 BIT	6
8031 AH	ไม่มี ROM	128 × 8 RAM	2 × 16 BIT	5
8031	ไม่มี ROM	128 × 8 RAM	2 × 16 BIT	5
8751 H	4K × 8 EPROM	128 × 8 RAM	2 × 16 BIT	5
8751 H-12	4K × 8 EPROM	128 × 8 RAM	2 × 16 BIT	5

ตารางที่ 2.6

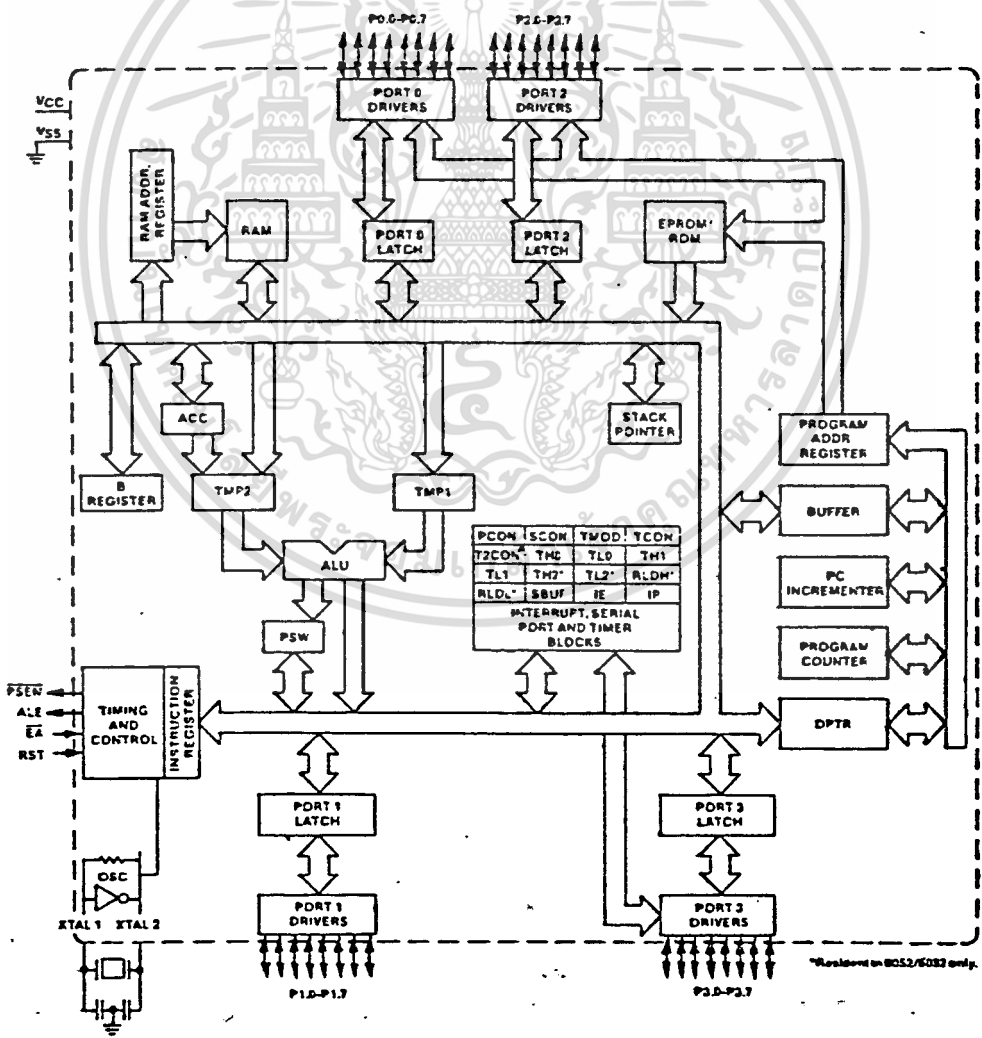


รูปที่ 2.1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.3.2 การจัดการทางสถาปัตยกรรม

รูปที่ 2.2 แสดงถึงบล็อกไดอะแกรมที่แบ่งตามลักษณะงานในการจัดการภายในของ MCS-51 โดยซิงเกิลชิป (single chip) แต่ละตัวของตระกูลนี้ จะประกอบด้วยหน่วยประมวลผลกลาง (Central Processing Unit) หน่วยความจำ (Memory Unit) สองชนิด คือ แบบ RAM กับ ROM หรือ EPROM พอร์ตอินพุต เอาท์พุท ไทม์ริจิสเตอร์ สถานะและข้อมูล ส่วนวงจรตรรกในการ RANDOM ที่จำเป็นสำหรับตัวแปรของฟังก์ชัน การต่อพ่วง ส่วนต่างๆ ที่กล่าวนี้ จะติดต่อกันด้วยบัสข้อมูล (Data Bus) ขนาด 8 บิต และจะมีบัฟเฟอร์สำหรับการติดต่อข้อมูลกับภายนอกผ่านพอร์ตอินพุต เอาท์พุท เมื่อต้องการขยายหน่วยความจำ หรือพอร์ตอินพุต เอาท์พุท



แอกคิวมิวเลเตอร์ (Accumulator : ACC)

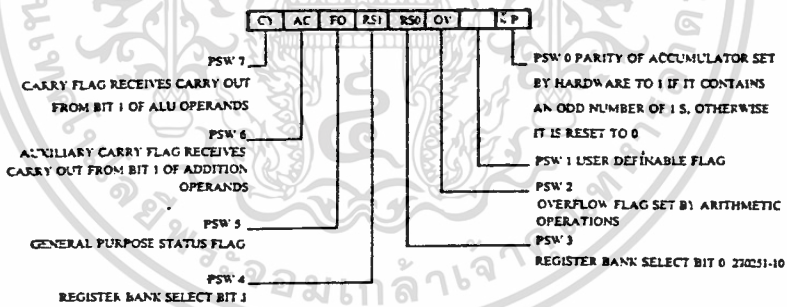
MCS-51 ใช้ ACC ที่มีขนาด 8 บิต เป็นแอกคิวมิวเลเตอร์หลัก คำสั่งส่วนใหญ่จะอ้างถึงตัวรีจิสเตอร์นี้ โดยถือค่าภายในเป็นตัวตั้ง และรับค่าผลลัพธ์ที่ได้จากคำสั่งทางคณิตศาสตร์ เช่น บวก ลบ คูณ หาร เข้ามาเก็บไว้ ตัว ACC ยังสามารถใช้เป็นตัวแหล่งกระทำหรือถูกกระทำในการทำงานทางตรรก และใช้เป็นตัวกลางในการถ่ายเทข้อมูลในการติดต่อกับอุปกรณ์ภายนอกไอโอ และหน่วยความจำภายนอก รวมถึงการตรวจสอบตารางข้อมูล

รีจิสเตอร์ B

เป็นรีจิสเตอร์พิเศษที่ใช้งานสำหรับคำสั่งของการคูณและหาร โดยใช้เป็นที่เก็บตัวคูณหรือตัวหาร และเป็นที่เก็บผลลัพธ์ตัวที่สองหลังการคูณ และเศษหลังการหาร

รีจิสเตอร์คำแสดงสถานะโปรแกรม (Program Status Word : PSW)

รีจิสเตอร์ PSW เป็นรีจิสเตอร์ที่แสดงผลที่ได้หลังจากการใช้คำสั่งต่างๆ และใช้เป็นตัวเลือกกลุ่มการทำงานของรีจิสเตอร์กลุ่มต่างๆ ซึ่งมีรายละเอียดดังรูปที่ 2.3



รูปที่ 2.3

ตัวชี้สแต็ก (Stack Pointer : SP)

MCS-51 จะรวมเอาสแต็กทางฮาร์ดแวร์ที่ใช้ RAM ภายในสำหรับการเชื่อมต่อระหว่างโปรแกรมหลัก สแต็กการผ่านพารามิเตอร์ระหว่างงานในแต่ละส่วนโปรแกรม และสแต็กเก็บตัวแปรข้อมูลชั่วคราว หรือสแต็กการเก็บสถานะระหว่างการบริการงานอินเตอร์รัพท์ไว้ภายในชิป โดยที่ SP จะมีขนาด 8 บิต จะเพิ่มค่าขึ้นโดยอัตโนมัติก่อนที่ข้อมูลจะนำมาเก็บในหน่วยความจำระหว่างการให้คำสั่ง PUSH และ CALL และจะลดค่าของ SP ลงหลังจากที่ได้ถ่ายเทข้อมูลออกไปแล้วในคำสั่ง POP และ RET โดยทฤษฎีทางสถาปัตยกรรมไม่ว่ากรณีใดๆ ก็ตาม หากพบข้อผิดพลาดประการใด กรุณาแจ้งไปยังฝ่ายพัฒนาระบบสารสนเทศของกองส่งเสริมการดำเนินงาน

MCS-51 สามารถใช้สแต็กให้มีเนื้อที่ถึง 128 ไบต์ แต่ในทางปฏิบัติสำหรับโปรแกรมทั่วไป และใช้น้อยกว่านี้ SP จะเริ่มที่ตำแหน่ง 07H ดังนั้น สแต็กจะเริ่มบรรจุข้อมูลที่ตำแหน่ง 08H MCS-51 สามารถเปลี่ยนค่าใน SP ได้ ซึ่งจะเป็นการเปลี่ยนตำแหน่งสแต็กไปยังที่ใดๆ ของ RAM ภายในชิป

ตัวชี้ข้อมูล (Data Pointer : DPTR)

DPTR รีจิสเตอร์ขนาด 16 บิต ที่ประกอบด้วยไบท์สูง (DPH) และไบท์ต่ำ (DPL) ที่เราสามารถเลือกแบ่งออกเป็น รีจิสเตอร์ 8 บิตสองตัวที่ใช้ได้อย่างอิสระ หรือจะใช้รวมกันทั้ง 16 บิตก็ได้ ในการ Increment หรือ Decrement เพื่อประโยชน์ในการใช้เป็นฐานของเลขที่อยู่ในรีจิสเตอร์ในการกระโดดโดยทางอ้อม ในการใช้คำสั่งเกี่ยวกับตารางข้อมูลและชี้ตำแหน่งของหน่วยความจำภายนอก

พอร์ท 0 ถึง 3

รีจิสเตอร์ P0, P1, P2 และ P3 ของกลุ่มรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ (Special Function Register : SFR) จะเป็นตัวรีจิสเตอร์ที่แลทช์ (Latch) ค่าของพอร์ท 0, 1, 2 และ 3 ตามลำดับ ในขณะที่ใช้งาน

บัฟเฟอร์ข้อมูลอนุกรม (Serial Data Buffer : SBUF)

บัฟเฟอร์ข้อมูลอนุกรมแบ่งออกเป็นรีจิสเตอร์สองตัว ตัวหนึ่งเป็นบัฟเฟอร์การส่ง และอีกตัวเป็นบัฟเฟอร์การรับ เมื่อข้อมูลถ่ายเทเข้า SBUF มันจะถ่ายเทเข้าบัฟเฟอร์ส่งซึ่งเป็นตัวจัดการส่งข้อมูลอนุกรม วิธีการเคลื่อนย้ายเข้า SBUF ขึ้นอยู่กับการเริ่มแรก (Initial) การส่งเมื่อข้อมูลย้ายออกจาก SBUF จะเป็นการรับข้อมูลจากบัฟเฟอร์ตัวรับ

รีจิสเตอร์ CAPTURE

ไอซีเบอร์ 8032/8052 จะมีรีจิสเตอร์ (RCAP2H, RCAP2L) เพิ่มเติมเป็นรีจิสเตอร์เค็ปเจอร์สำหรับตัวจับเวลาหมายเลข 2 ในโหมดการใช้งานของรีจิสเตอร์คู่นี้จะรับการเปลี่ยนแปลงที่เข้ามาที่ขา T2EX คู่ TH2 และ TL2 จะลอกข้อมูลเข้าไปในรีจิสเตอร์คู่ RCAP2H และ RCAP2L ด้วยการใช้ตัวจับเวลา จะมีโหมดการบรรจุอัตโนมัติขนาด 16 บิต

รีจิสเตอร์ควบคุม (Control Register)

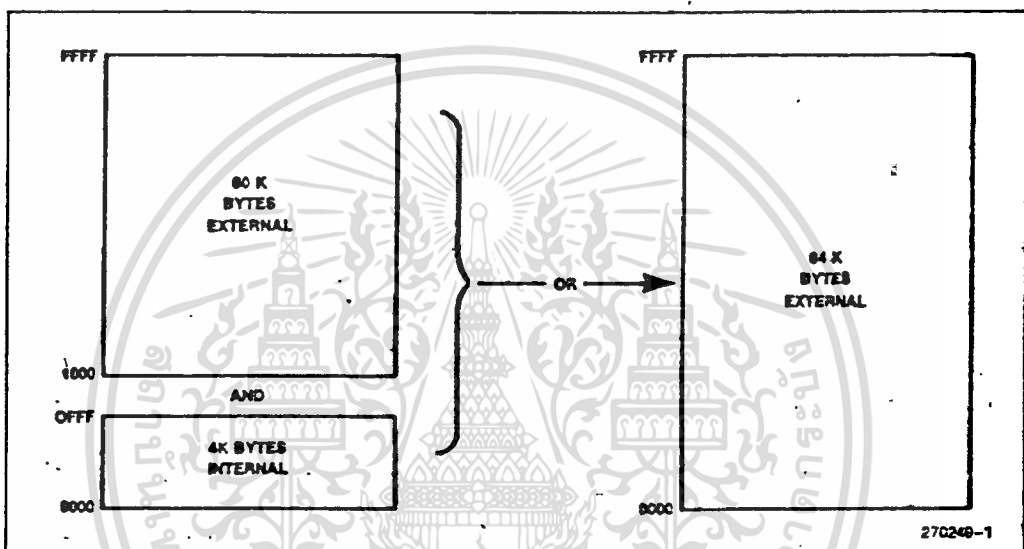
กลุ่ม SFR ที่เป็น IP, IE, TMOD, TCON, T2CON, SCON และ PCON จะประกอบด้วยบิตที่ใช้ในการควบคุม และแสดงสถานะของการทำงานในระบบอินเทอร์รัท ตัวจับเวลา/ตัวนับ และพอร์ทอนุกรม อธิบายได้ดังตารางที่ 2.7

ไม่ว่ากรณีใดๆ ก็ตาม หากต้องการข้อมูลเพิ่มเติม กรุณาติดต่อฝ่ายบริการลูกค้าของ Intel

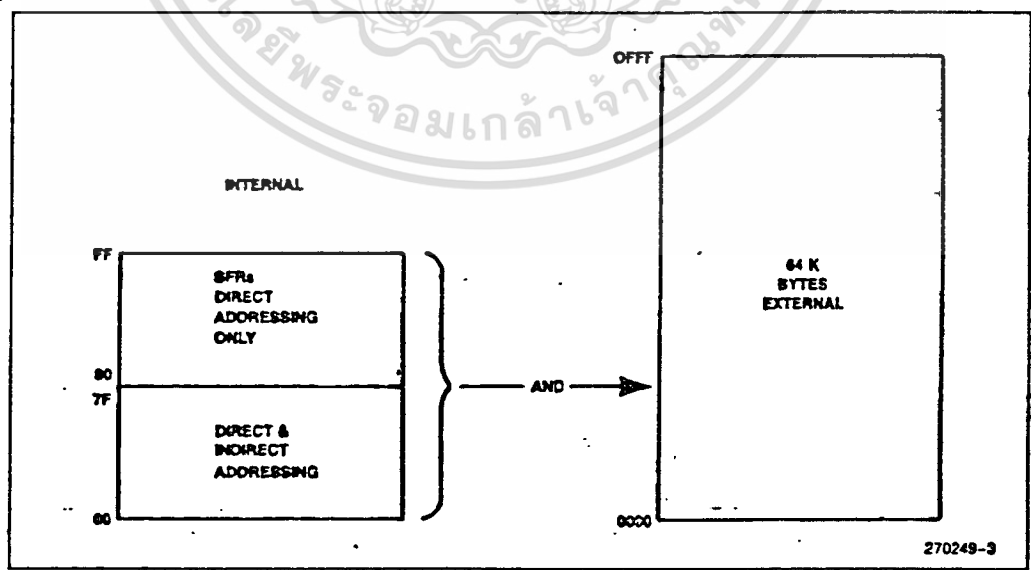
		ตำแหน่ง
ACC	แอกคิวมูเลเตอร์	0E0H
B	B รีจิสเตอร์	0F0H
PSW	Program Status Word	0D0H
SP	Stack Pointer	0B1H
DPTR	ตัวชี้ข้อมูลประกอบด้วย DPH และ DPL	0B3H 0B2H
P0	พอร์ท 0	080H
P1	พอร์ท 1	090H
P2	พอร์ท 2	0A0H
P3	พอร์ท 3	0B0H
IP	ตัวควบคุมการอินเทอร์รัพท์ตามลำดับ	0B8H
IE	ตัวควบคุมการอินเทอร์รัพท์อานาเบิ้ล	0A8H
TMOD	ตัวควบคุมการเลือกโหมดตัวจับเวลา/ตัวนับ	0B9H
T2CON	ตัวควบคุมตัวจับเวลา/ตัวนับ 2	0B8H
TCON	ตัวควบคุมตัวจับเวลา/ตัวนับ	0C8H
TH0	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 0 (ไบนารีสูง)	0BCH
TL0	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 0 (ไบนารีต่ำ)	0BAH
TH1	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 1 (ไบนารีสูง)	0BDH
TL1	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 1 (ไบนารีต่ำ)	0BBH
TH2	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 2 (ไบนารีสูง)	0CDH
TL2	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 2 (ไบนารีต่ำ)	0CCH
RLDH	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 2 ประจุใหม่อัตโนมัติ (ไบนารีสูง)	0CBH
RLDL	รีจิสเตอร์ตัวจับเวลา/ตัวนับ 2 ประจุใหม่อัตโนมัติ (ไบนารีต่ำ)	0CAH
SCON	ควบคุมการส่งข้อมูลอนุกรม	098H
SBUF	บัฟเฟอร์ข้อมูลการส่งอนุกรม	099H
PCON	ควบคุมการใช้พลังงาน (Power)	097H

2.3.3 การจัดการหน่วยความจำ

MCS-51 จะแยกแอดเดรสสำหรับหน่วยความจำของโปรแกรม และหน่วยความจำของข้อมูลออกจากกัน หน่วยความจำของโปรแกรมขยายได้ถึง 64 กิโลไบต์ และจำนวนไบต์ต่ำ 4 กิโลไบต์จะอยู่ใน 8051 หน่วยความจำของข้อมูลมี 128 ไบต์ (256 ไบต์สำหรับ 8032/8052) บนชิปและอีก 128 ไบต์ใช้สำหรับรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ (Special Function Register : SFR) และหน่วยความจำข้อมูลภายนอกอีก 64 กิโลไบต์ แสดงให้เห็นได้ดังรูปที่ 2.4 และ รูปที่ 2.5



รูปที่ 2.4 Program memory (8031/8051)



รูปที่ 2.5 Data Memory (8031/8051)

2.3.4 การจัดการลักษณะภายนอกของ MCS-51

ขา Vss (ขา 20) เป็นขาสำหรับต่อลงดิน

ขา Vcc (ขา 40) เป็นขาที่ต่อแรงดันไฟกระแสตรงขนาด 5 V และใช้สำหรับการโปรแกรม

ขา PORT 0 (P0.0-P0.7/AD0-AD7) (ขา 32-39) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบ Open Drain Bidirectional สามารถที่จะรับโหลดที่ทีแอลได้ 8 ตัว การเขียนค่า "1" ไปที่พอร์ตนี้ จะเป็นการปล่อยลอย (Float) ขาของพอร์ตนี้ ทำให้มันทำงานเป็นอินพุต มีสถานะอิมพีแดนซ์สูง ในการให้พอร์ตนี้บริการแบบไอโอ พอร์ต 0 จะทำงานเป็นมัลติเพล็กซ์ ด้วยสัญญาณแอดเดรสไบต์ต่ำกับบัสข้อมูล สำหรับการใช้งานด้านหน่วยความจำภายนอก ในการใช้งานแบบนี้จะใช้ลักษณะภายในเป็นตัวพ्लั๊ก พอร์ต 0 ยังใช้งานเป็นตัวส่งข้อมูลออกทางพอร์ตนี้ เมื่อใช้บริการทางด้านการตรวจสอบโปรแกรม ROM ภายในและการโปรแกรมตัว EPROM ภายใน ถ้าใช้งานในลักษณะนี้ การพ्लั๊กจากภายนอกจะต้องต่อด้วยค่า 10 กิโลโอห์ม

ขา PORT 1 (P1.0-P1.7) (ขา 1-8) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบ Open Drain Bidirectional พร้อมด้วยการพ्लั๊กภายใน ถ้าเป็นพอร์ตเอาท์พุท บัฟเฟอร์สามารถขับโหลดที่ทีแอลตระกูลแอลเอสไอได้ 4 ตัว พอร์ต 1 เมื่อถูกเขียนค่า "1" ด้วยโปรแกรม มันจะมีสถานะสูงด้วยการพ्लั๊กภายใน การให้สถานะเช่นนี้ จะเป็นการ Initial ใช้งานพอร์ตนี้ให้เป็นอินพุต ขณะที่พอร์ต 1 เป็นอินพุต การให้สถานะลดต่ำลงจะเป็นการจ่ายกระแสออกเนื่องจากการพ्लั๊กภายใน

ไบเนอร์ 8052 ขา P1.0 และ P1.7 จะใช้งานเป็น T2 และ T2EX โดยขา T2 จะทำหน้าที่รับสัญญาณจากภายนอกให้ตัวตั้งเวลา 2 ทำงาน และขา T2EX จะเป็นอินพุตผ่านเข้าตัวตั้งเวลา 2 ถูกกระตุ้นให้ทำงานแบบปกติตามโปรแกรมที่ตั้งไว้ หรือแคปเจอร์

ขา PORT 2 (P2.0-P2.7) (ขา 21-28) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิตแบบ Open Drain Bidirectional ด้วยการพ्लั๊กภายใน พอร์ต 2 ที่ทำหน้าที่เป็นบัฟเฟอร์เอาท์พุทสามารถจ่ายโหลดที่ทีแอลตระกูลแอลเอสไอได้ 4 ตัว พอร์ตจะถูกใช้งานเป็นตัวส่งแอดเดรสไบต์สูงด้วย เมื่อใช้งานร่วมกับหน่วยความจำภายนอกเพื่อให้แอดเดรสได้ถึง 16 บิต ด้วยการใช้งานแบบนี้มันจะมีพ्लั๊กภายในที่ช่วยให้การส่งค่า "1" ได้ระดับที่แน่นอน นอกจากการใช้งานสำหรับแอดเดรสอันดับสูงยังใช้เป็นขาควบคุมในการใช้งานตรวจสอบ และเขียนโปรแกรมเบอร์ 8751 และตรวจสอบโปรแกรมภายใน 8051 ของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ขา PORT 3. (P3.0-P3.7) (ขา 10-17) เป็นพอร์ตไอโอ 8 บิต แบบพลอป ภายใน นอกจากทำเป็นพอร์ตไอโอที่สามารถรับโพลกิติแอลตระกูลแอลเอสไอได้ 4 ตัวแล้วยังใช้งานเป็นพิเศษสำหรับตระกูล MCS-51 ตามรายการข้างล่างนี้ด้วย

ขาพอร์ต	ขา	การทำงานตามฟังก์ชันพิเศษ
P3.0	10	RxD พอร์ตอนุกรมอินพุต
P3.1	11	TxD พอร์ตอนุกรมเอาต์พุต
P3.2	12	$\overline{INT0}$ อินพุตระดับค่าภายนอกตัวที่ 1
P3.3	13	$\overline{INT1}$ อินพุตระดับค่าภายนอกตัวที่ 2
P3.4	14	T0 สัญญาณกระตุ้นเข้าที่ตัวจับเวลาและตัวจับ 0
P3.5	15	T1 สัญญาณกระตุ้นเข้าที่ตัวจับเวลาและตัวจับ 1
P3.6	16	\overline{WR} สัญญาณควบคุมการเขียน
P3.7	17	\overline{RD} สัญญาณควบคุมการอ่าน

การที่จะให้ทำงานตามฟังก์ชันข้างบน จะต้องเริ่มโปรแกรมด้วยการส่งค่า "1" ไป แลทซ์ที่ทริจิสเตอร์ควบคุมต่าง ๆ ไว้ก่อนที่ให้ทำงานตามฟังก์ชันข้างบน

ขา RST (ขา 9) ต้องคงสถานะค่าสูงเป็นเวลาประมาณอย่างน้อยสองวัฏจักร ระหว่างที่ออสซิลเลเตอร์ทำงานขณะที่ทำการรีเซตทั้งระบบงาน โดยจะตัวต้านทานหลอดาวน (8.2 กิโลโอห์ม) จากขา RST ไปลงดิน และเพื่อให้ตัวชิปรีเซตได้โดยอัตโนมัติ ขณะเปิดไฟจะใช้คาปาซิเตอร์ (10 ไมโครฟารัด) ต่อคร่อมระหว่างขา RST กับขา Vcc

ขา ALE/ \overline{PROG} (ขา 30) เป็นขาแอดเดรสแลทซ์อินพุตเปิดด้วยการส่งพัลซ์ออกไปใช้สำหรับแลทซ์ค่าแอดเดรสไบต์ต่ำจากพอร์ต 0 ในระหว่างการเข้าถึงข้อมูลจากหน่วยความจำ ภายใน ALE จะถูกส่งสัญญาณนาฬิกาออกมา ในอัตราความเร็วคงที่ ที่ 1/8 ของความถี่ออสซิลเลเตอร์ตลอดเวลา แม้ว่าจะไม่มีการเข้าถึงข้อมูลจากภายใน ดังนั้นจึงสามารถที่จะใช้สัญญาณจากขานี้เป็นตัวตั้งเวลาภายนอกหรือเป็นความถี่สัญญาณนาฬิกา แต่อย่างไรก็ตามความถี่สัญญาณนี้จะลดความถี่ช้าลงไปเท่าหนึ่ง ระหว่างการทำงานแบบการเข้าถึงของหน่วยความจำข้อมูลภายนอก ข่ายนี้ยังใช้เป็นสัญญาณพัลซ์เข้า สำหรับการควบคุมการโปรแกรม EPROM ภายในชิป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ขา \overline{PSEN} (ขา 29) Program Storage Enable เป็นสวิตช์อ่านข้อมูลจากโปรแกรมหน่วยความจำภายนอก เมื่อชิปทำงานด้วยโปรแกรมภายนอก ขา \overline{PSEN} จะสร้างสวิตช์ต่ำสองครั้งภายในแต่ละวัฏจักรแมซิน สัญญาณจะมีสถานะสูง หรือพัลส์ต่ำทั้งสองลูกจะหายไป เมื่อทำงานในช่วงการอ่านหรือเขียนข้อมูลจากหน่วยความจำข้อมูลภายนอก และ \overline{PSEN} จะไม่มีพัลส์ออก ถ้าชิปทำงานด้วยโปรแกรมหน่วยความจำภายใน

ขา \overline{EA}/V_{pp} (ขา 31) มีสถานะสูง ตัวชิปในชิปจะทำงานตามโปรแกรมที่อยู่ในหน่วยความจำภายใน (โดยที่โปรแกรมจะต้องไม่ยาวกว่า 4 กิโลไบต์ สำหรับเบอร์ 8051AH และ 8 กิโลไบต์ สำหรับเบอร์ 8052AH) การทำให้ \overline{EA} มีสถานะต่ำจะเป็นการควบคุมให้ชิปทำงานตามโปรแกรมหน่วยความจำภายนอก ซึ่งขยายโปรแกรมได้ยาวถึง 64 กิโลไบต์ ในตัว 8031AH และ 8032AH ขา \overline{EA} จะต้องต่อลงดินเช่นกันแม้ว่าจะไม่มี ROM อยู่ภายในก็ตาม ในตัว 8751H จะใช้ขานี้จ่ายแรงดันขนาด 21 V และทำการเขียนโปรแกรมเข้า EPROM ของชิป 8751H ตัวนี้

ขา XTAL1 (ขา 19) ใช้เป็นตัวอินพุตเข้าสู่ตัวออสซิลเลเตอร์ขยายแบบ Invert

ขา XTAL2 (ขา 18) ใช้เป็นตัวเอาต์พุตจากตัวออสซิลเลเตอร์ขยายแบบ Invert

ตระกูล MCS-51 ทั้งสามกลุ่ม คือ กลุ่มที่มี ROM ไม่มี ROM และมี EPROM จะมีขาใช้งานเหมือนกันหมด ยกเว้นขา 1 จะใช้งานเป็น T2 และขา 2 เป็น T2EX ในเบอร์ 8032/8052 ตลอดถึงจังหวะเวลา (Timing Diagram) และคุณสมบัติทางไฟฟ้า ทั้งสามจะแตกต่างกันเฉพาะการโปรแกรมบนชิป MCS-51 เท่านั้น ซึ่งแต่ละแบบจัดไปตามความต้องการของผู้ใช้ เช่น 8751 จะมี 4 กิโลไบต์ของ EPROM เหมาะสำหรับการพัฒนาเครื่องต้นแบบ และการผลิตอุปกรณ์ที่มีจำนวนจำกัด เมื่อต้องการจะเขียนโปรแกรมเข้า EPROM จะมีตัวเขียนโปรแกรมพิเศษสำหรับเขียนโปรแกรมที่ผู้ออกแบบเขียนขึ้นมาได้ ถ้าโปรแกรมมีบั๊กหรือส่วนผิดพลาดที่ต้องการจะแก้ไข ก็สามารถแก้ไขได้โดยการนำตัว 8751 นี้ไปล้างโปรแกรมเดิมออกด้วยแสงอัลตราไวโอเล็ต และอัดข้อมูลโปรแกรมที่ได้แก้ไขแล้วเข้าไปใหม่ ทำเช่นนี้จนกระทั่งได้โปรแกรมที่สมบูรณ์ และเมื่อต้องการผลิตจำนวนมากก็สามารถที่จะใช้เบอร์ 8051 ที่มี 4 กิโลไบต์ของ ROM ซึ่งจะถูกอัดข้อมูลโปรแกรมตามความต้องการของผู้ออกแบบโดยโรงงานผู้ผลิตชิปเบอร์นี้ ส่วนเบอร์ 8031 จะไม่มีหน่วยความจำของโปรแกรมบนชิป แต่อาจต่อจากภายนอกได้ถึง 64 กิโลไบต์ ดังนั้น 8031 จึงเหมาะสำหรับการใช้งานที่โปรแกรมมีขนาดใหญ่กว่า 4 กิโลไบต์ และสำหรับผู้ที่ไม่ออกแบบที่ต้องการแยกส่วนของโปรแกรมออกจากชิป ไปจนถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.4 วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลขนาด 12 บิต

(12 BIT ANALOG TO DIGITAL CONVERTOR)

วงจรภายในของ IC 7109 สามารถแบ่งการทำงานออกเป็นสองส่วนคือ

1.) ในส่วนของวงจรรอนาล็อก การทำงานในส่วนนี้เริ่มจากสัญญาณอินพุทเมื่อถูกป้อนเข้ามา ก็จะไปผ่านวงจร Buffer และผ่านเข้าวงจร Integrator เพื่อทำการเปรียบเทียบกับสัญญาณอ้างอิงที่วงจร Comparator , เมื่อระดับสัญญาณทั้งสองมีค่าเท่ากัน จะมีผลทำให้เอาต์พุทของวงจร Comparator มีค่าเท่ากับศูนย์และส่งสัญญาณดังกล่าวไปควบคุมในส่วนของสัญญาณอนาล็อก

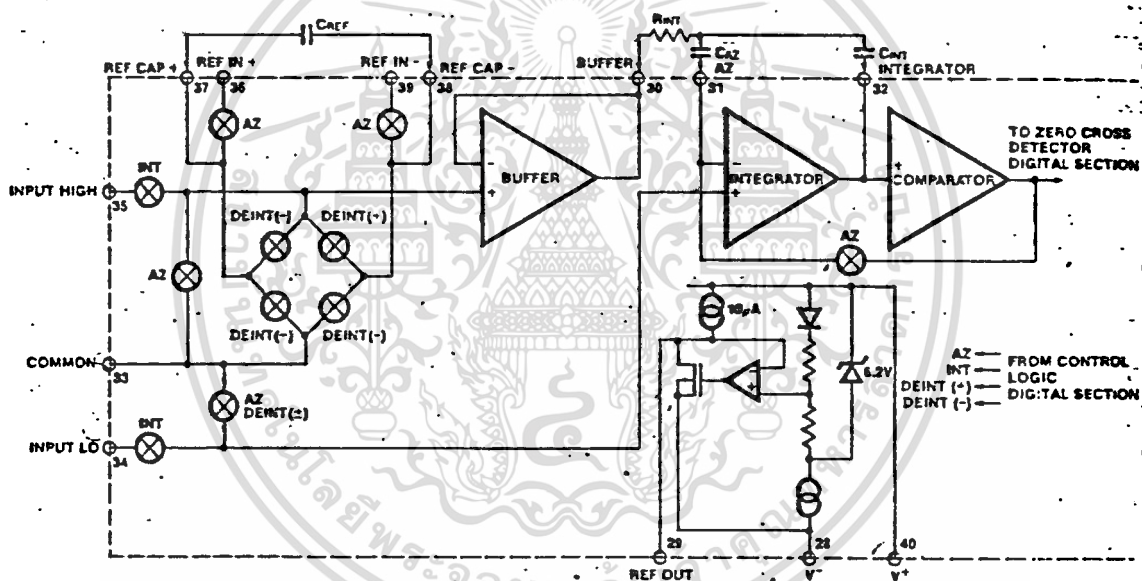


Figure 2: Analog Section

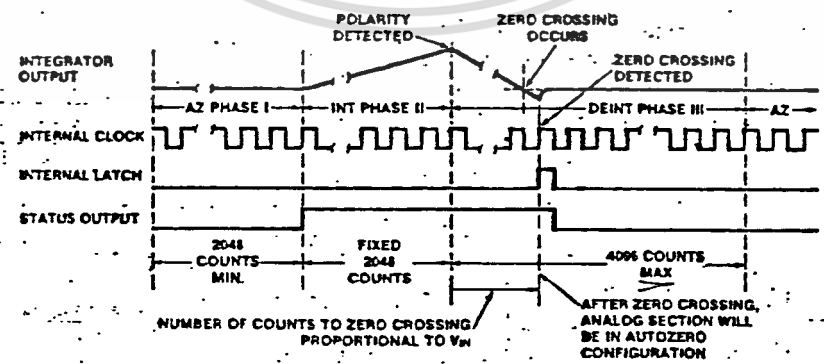
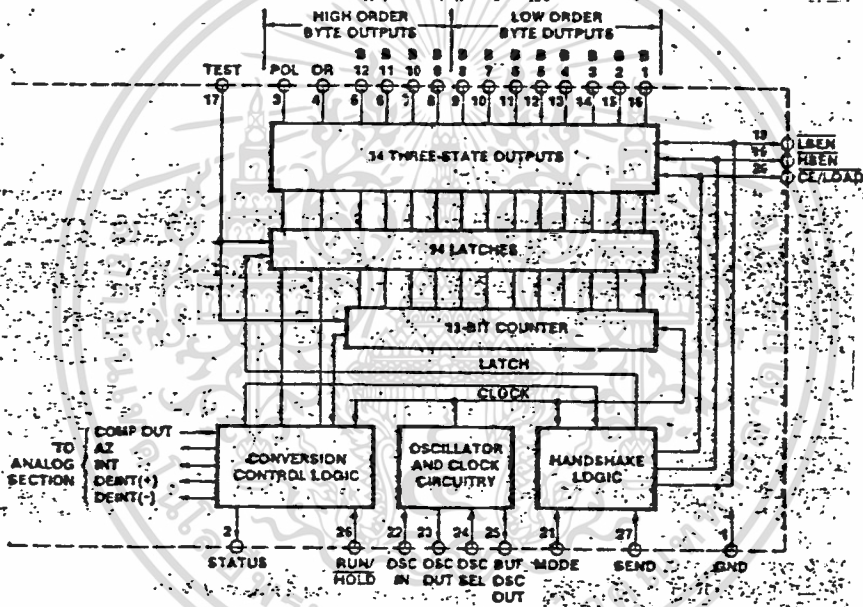


Figure 3: Conversion Timing (RUN/HOLD Pin High)

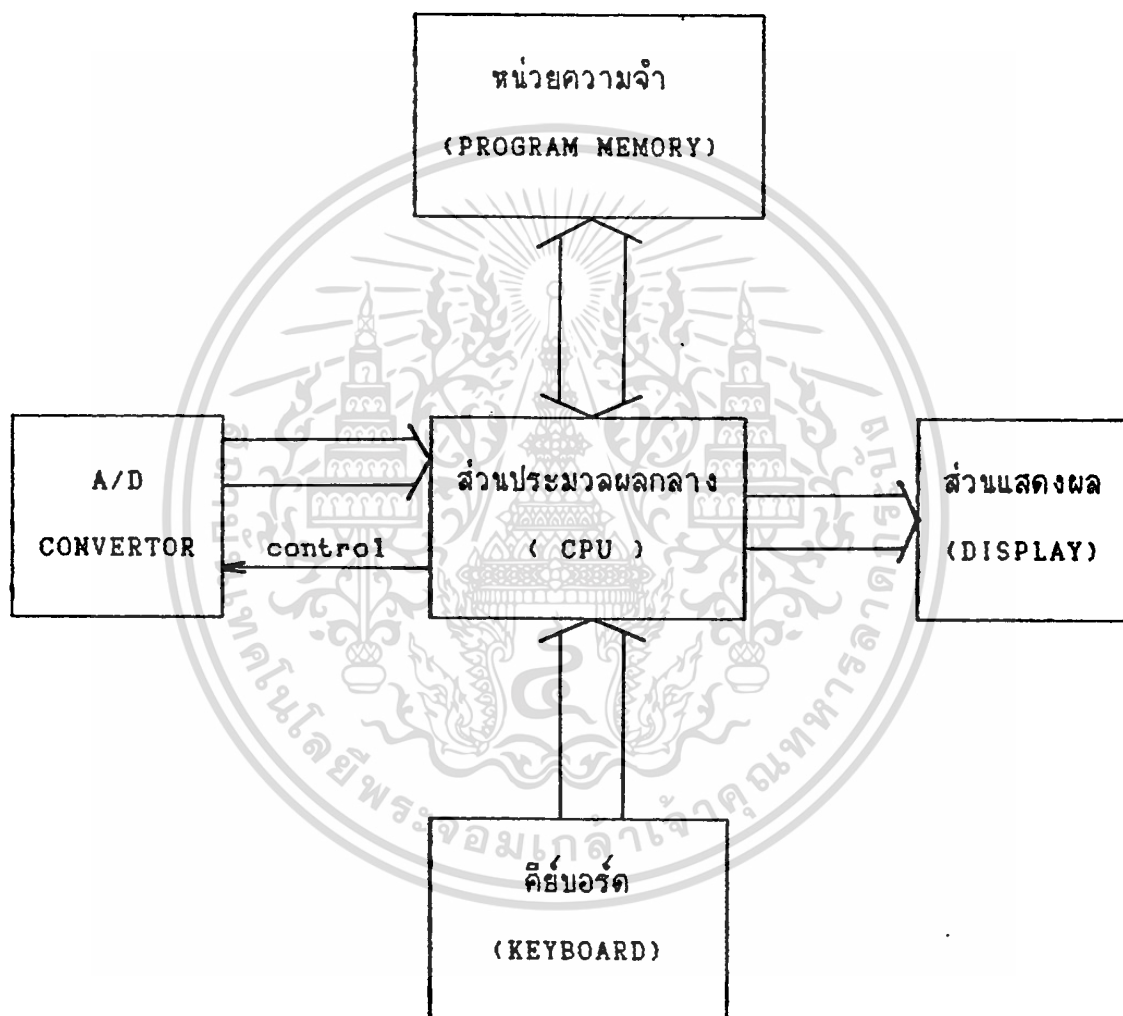
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.) ในส่วนของวงจรดิจิทัล เมื่อมีสัญญาณจากวงจร Comparator ก็จะทำให้การเปลี่ยนสถานะของการควบคุม โดยจะส่งสัญญาณควบคุมไปที่ Handshake Logic และสัญญาณควบคุมต่างๆ ไปที่ส่วนอนาล็อก เพื่อให้พร้อม เตรียมรับสัญญาณอินพุตต่อไป ส่วนสัญญาณควบคุมที่ส่งไปที่ Handshake จะไปกระตุ้นให้วงจร Handshake ส่งสัญญาณให้กับส่วนของวงจร Latch เพื่อทำการ Latch สัญญาณดิจิทัลที่ได้จาก 12 Bit Counter และส่งออกทางเอาท์พุทส่วนวงจร 12 Bit Counter เมื่อนับถึง High bit แล้วจะส่งสัญญาณต่อไปให้กับวงจร Conversion Control Logic เพื่อให้ Conversion Control Logic เริ่มทำงานเปลี่ยนสถานะการควบคุม



2.5 ภาคประมวลผลและแสดงผล

เราสามารถเขียน Block Diagram แสดงการทำงานของส่วนประกอบต่างๆ ได้ดังรูปที่ 2.6



รูปที่ 2.6

การทำงานของส่วนนี้เป็นหัวใจสำคัญของเครื่อง ใช้สำหรับควบคุมการทำงานของเครื่องทั้งหมด เช่น การรับรุกรการกดคีย์ เพื่อใช้ในการตั้งค่า Zero และ Span รวมทั้งหน่วยของการวัดด้วย และควบคุมสัญญาณอินพุตที่มาจาก A/D Converter ขนาด 12 บิต ให้เหลือเพียง 8 บิต โดยจะส่งสัญญาณไปควบคุมการเลือกเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 3

การออกแบบและการสร้าง

3.1 การออกแบบ

3.1.1 วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลขนาด 12 บิต

ค่าอุปกรณ์ที่ต้องมีการคำนวณในวงจรนี้ มีค่าเพียงไม่กี่ตัว ส่วนอุปกรณ์อื่นเป็นอุปกรณ์ที่มีการระบุค่ามาแน่นอนจาก DATA SHEET มาแล้ว อุปกรณ์ที่ต้องมีการคำนวณมีดังนี้

1.) Integrating Resistor

ตัวต้านทานนี้ เป็นตัวต้านทานที่ต่ออยู่กับวงจรที่ทำหน้าที่เป็นวงจร Integrator ภายในของ IC 7109 ซึ่งมีหน้าที่รับสัญญาณอินพุตเพื่อทำการหวนวงค่าสัญญาณให้มีลักษณะของสัญญาณที่มีการเปลี่ยนแปลงในลักษณะที่มีค่าเป็นเชิงเส้น ซึ่งค่าของตัวความต้านทานนี้จะหาได้จากสูตรคำนวณตามสูตรข้างล่างนี้

$$R_{int} = \text{Full Scale Voltage} / 20 \text{ uA}$$

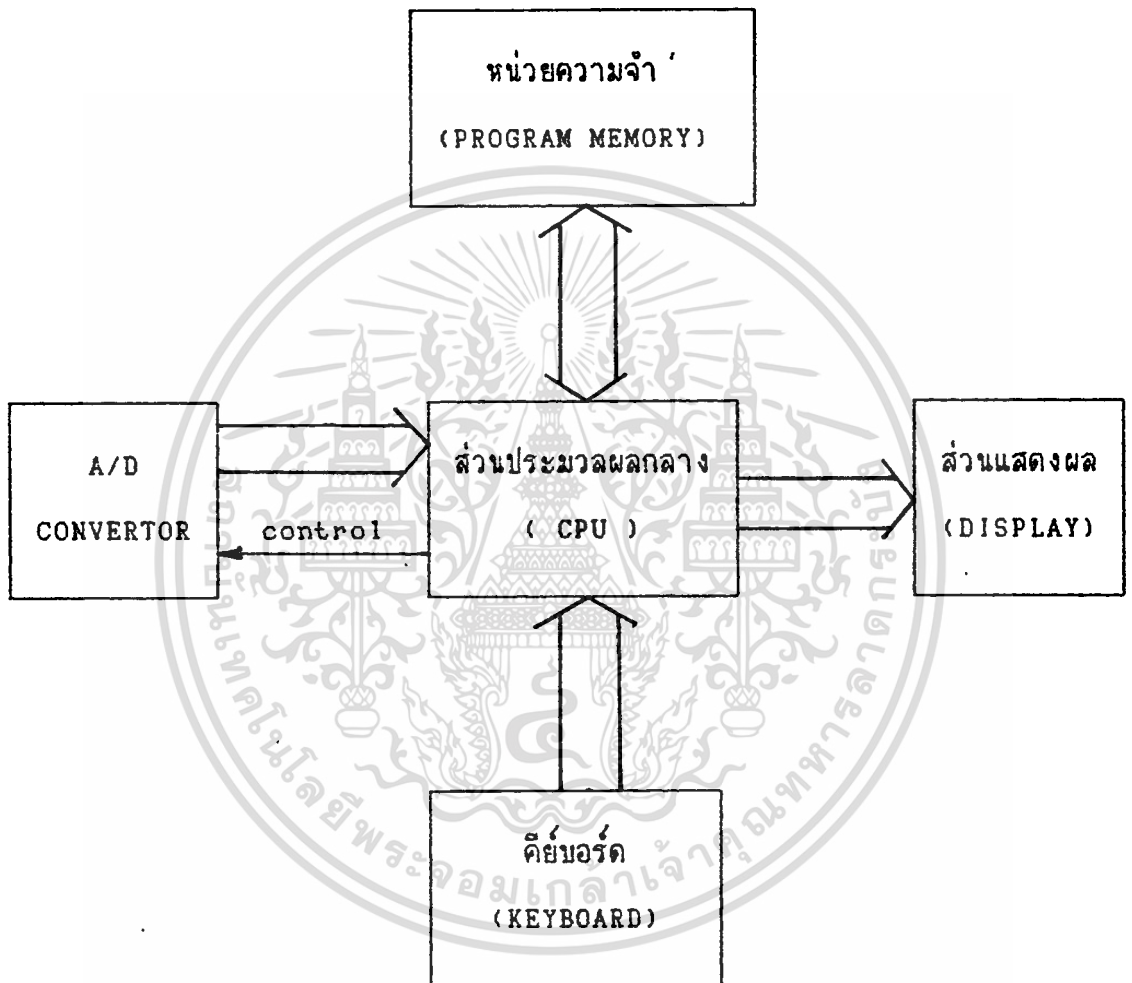
2.) Integrating Capacitor

เป็นตัวเก็บประจุ ที่ต่ออยู่ในวงจร Integrator ภายในชุดเดียวกัน ตัวเก็บประจุ C_{int} นี้มีผลต่อ Voltage Swing ที่เกิดขึ้นทาง Output ของวงจร Integrator นอกเหนือจาก Voltage Supply และจาก Data Sheet ที่ Voltage Supply 5V จะทำให้ Output Voltage มีค่าระหว่างบวก ลบ 3.5V ถึง 4V ที่ความถี่ซึ่ง C_{int} และ C_{ux} มีค่า 0.15 uF และ 0.33 uF สำหรับ Voltage Supply ในค่าอื่นค่า C_{int} จะหาได้จากสูตร

$$C_{int} = (2048 * \text{Clock Period}) * (20 \text{ uA}) / \text{Integrator output voltage Swing}$$

3.1.2 ภาคประมวลผลและแสดงผล

เราสามารถเขียน Block Diagram ของส่วนประกอบต่างๆ ได้ดังรูปที่ 3.1



รูปที่ 3.1

สัญญาณอินพุตที่ได้มาจาก A/D Convertor จะมีขนาด 12 บิต ฉะนั้นเราจึงต้องเลือกอินพุตให้เข้ามามีละ 8 บิต โดยใช้วิธีการส่งสัญญาณ Bit select ไปทำการเลือกสามารถอธิบายได้ดังนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ถ้า Bit Select = 11 จะเลือกข้อมูล 8 บิตล่าง (บิต 1-8)

ถ้า Bit Select = 01 จะเลือกข้อมูล 8 บิตถัดไป (บิต 9-16)

ถ้า Bit Select = 10 จะเลือกข้อมูล 8 บิตบน (บิต 17-24)

ส่วนประมวลผลกลาง (CPU) ใช้ไอซีไมโครคอนโทรลเลอร์ 8031 (สมาชิกตัวหนึ่งในตระกูล MCS-51) ซึ่งเป็น CPU ขนาด 8 บิต และมีพอร์ทอินพุต เอาท์พุทภายในตัวถึง 4 พอร์ทด้วยกัน คือ พอร์ท 0 ถึงพอร์ท 3 โดยในที่นี้เราจะให้พอร์ทต่างๆ มีการทำงานดังนี้ พอร์ท 0 เป็น แอดเดรส/ข้อมูล (แอดเดรสไบต์ต่ำ A0-A7)

พอร์ท 1 เป็น พอร์ทอินพุตรับข้อมูลจาก A/D Converter

พอร์ท 2 เป็น แอดเดรสไบต์สูง (แอดเดรสไบต์สูง A8-A15)

พอร์ท 3 สามารถแบ่งการทำงานออกเป็น 3 ส่วน คือ

- 1.) P3.0-P3.1 ใช้เป็นขาสัญญาณ Bit Select
- 2.) P3.2-P3.5 เป็นพอร์ทอินพุตซึ่งรับข้อมูลจากคีย์บอร์ด
- 3.) P3.6 ทำหน้าที่เป็นขา \overline{WR} สำหรับเขียนข้อมูลออกไปยังส่วนแสดงผล

ส่วนของคีย์บอร์ด มีจำนวนคีย์ทั้งหมด 8 คีย์ แต่สามารถมีฟังก์ชันได้ถึง 14 ฟังก์ชัน โดยใช้คีย์ INV เป็นตัวทำหน้าที่เปลี่ยนฟังก์ชันของคีย์ต่างๆ ซึ่งสามารถอธิบายฟังก์ชันของคีย์ต่างๆ ได้ดังนี้

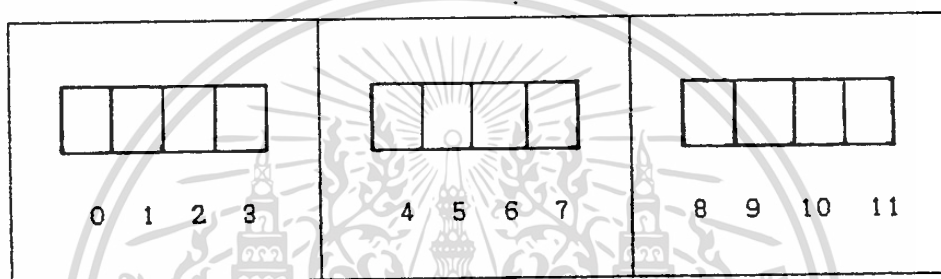
- 1.) คีย์ INV ทำหน้าที่ เปลี่ยนฟังก์ชันของคีย์ต่างๆ
- 2.) คีย์ ALARM ทำหน้าที่ ตั้งค่าระดับการควบคุม
- 3.) คีย์ ENTER ทำหน้าที่ ส่งค่า Zero และ Span ที่ตั้งไว้ให้แก่ CPU
- 4.) คีย์ SET ทำหน้าที่ ตั้งค่า Zero และ Span ของปริมาณทางฟิสิกส์ ที่ทำการวัด
- 5.) คีย์ UP-DOWN ทำหน้าที่ เพิ่มหรือลดค่าตัวเลขต่างๆ ในขณะที่ทำการตั้งค่า Zero และ Span
- 6.) คีย์ LEFT-RIGHT ทำหน้าที่ เลือกหลักของตัวเลขในการตั้งค่า Zero และ Span โดยจะใช้ร่วมกับคีย์ UP-DOWN เพื่อให้สามารถตั้งค่า Zero และ Span ได้ตามต้องการ

คีย์ทั้ง 8 จะต่อกับตัวถอดรหัส (Encoder) ซึ่งใช้ไอซี 74LS147 เพื่อเปลี่ยนให้เหลือเพียง 4 บิต สำหรับส่งให้กับ P3.2-P3.5 ของ CPU 8031

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ทางการค้า
ไม่ว่าในรูปแบบใดทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมีเหตุใดแบบสงวนเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ส่วนของของภาคแสดงผล จะใช้ Intelligent Display DL 1416 ซึ่งรับข้อมูลเป็นรหัส ASCII และขา AO-A1 เป็นขาที่รับสัญญาณเลือกคิฉิ (Digit) ในการแสดงผลว่าต้องการแสดงที่คิฉิไหน ส่วนสัญญาณที่ใช้ในการเลือกตัว Intelligent Display จะนำมาจากการ Decode Address ของ 74LS138 คือ

- แอดเดรสที่ 4000H-5FFFH ใช้เลือก Display ตัวที่ 3 (ขวามือ)
 แอดเดรสที่ 6000H-7FFFH ใช้เลือก Display ตัวที่ 2 (ตัวกลาง)
 แอดเดรสที่ 8000H-9FFFH ใช้เลือก Display ตัวที่ 1 (ซ้ายมือ)



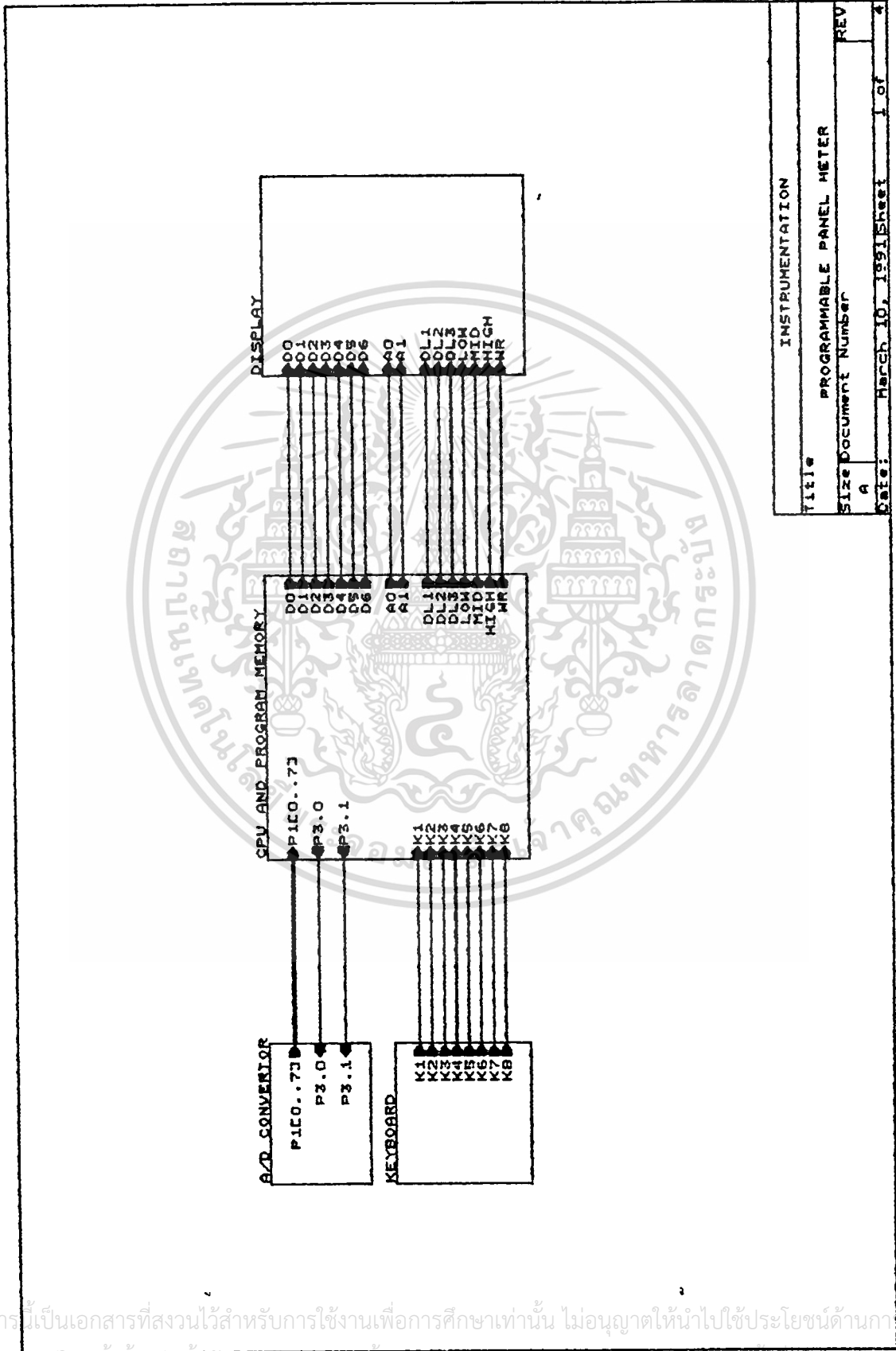
ข้อมูลที่ป้อนให้กับ Intelligent Display นั้นเป็นข้อมูลรหัส ASCII ซึ่งส่งมาจากพอร์ท 0 ของ CPU 8031 โดยจะผ่านบัฟเฟอร์ 74LS244 เพื่อให้สามารถขับกระแสได้สูงขึ้น ทำให้สามารถขยายตัว Display ได้อีกตามต้องการ

Display ตัวที่ 1-2 นั้น ทำหน้าที่แสดงค่าตัวเลข 6 หลัก พร้อมจุดทศนิยม และเครื่องหมายบวก ลบ ส่วน Display ตัวที่ 3 ทำหน้าที่แสดงหน่วยของปริมาณทางฟิสิกส์ที่เราวัด เช่น C และ F สำหรับการวัดอุณหภูมิ PSI สำหรับการวัดค่าความดัน เป็นต้น

หน่วยความจำ ทำหน้าที่เก็บโปรแกรมที่ใช้ในการสั่งการ ให้เครื่องทำงานตามที่ต้องการโดยใช้ EPROM 2764 เป็นตัวเก็บโปรแกรม ลักษณะการต่อใช้งานกับ CPU 8031 จะเป็นการต่อให้ CPU ทำงานกับ External Program Memory คือ ต่อขา \overline{EA} ของ CPU ลงกราวนด์ ส่วนขาแอดเดรสไบต์ต่ำของ EPROM จะต่ออยู่กับตัวแลทซ์แอดเดรส ซึ่งใช้ไอซี 74LS373 โดยจะมีสัญญาณ ALE จาก CPU มาควบคุมการแลทซ์ ส่วนขาข้อมูลของ EPROM ต่อโดยตรงกับพอร์ท 0 และแอดเดรสไบต์สูงของ EPROM ก็ต่อโดยตรงกับพอร์ท 2 เช่นเดียวกัน โดยจะมีสัญญาณ \overline{PSEN} จาก CPU ส่งมาควบคุมการอ่านข้อมูล

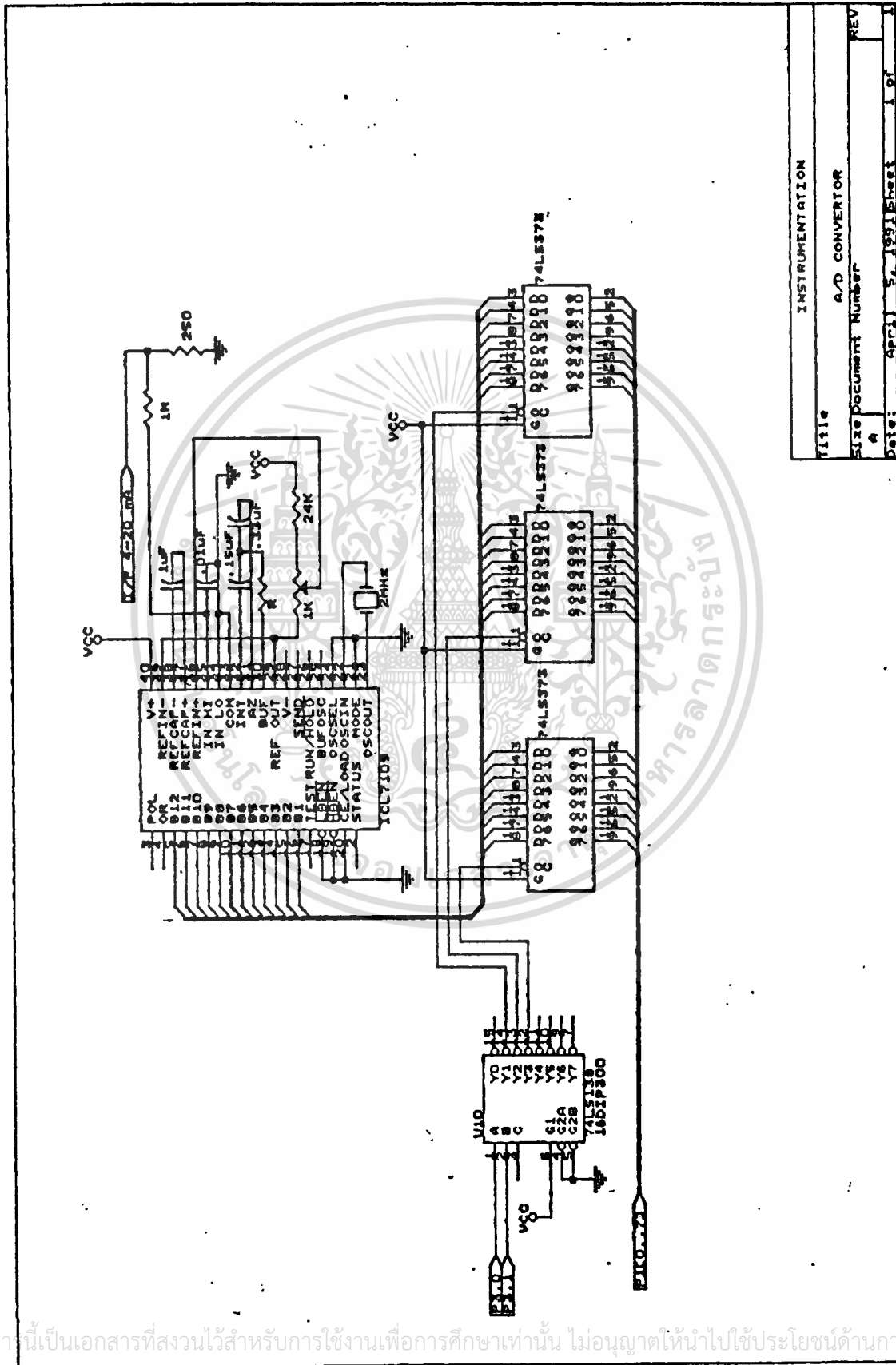
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยนาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.2 1195



INSTRUMENTATION	
Title	PROGRAMMABLE PANEL METER
Size Document Number	REV
A	
Date:	March 10, 1991 Sheet 1 of 4

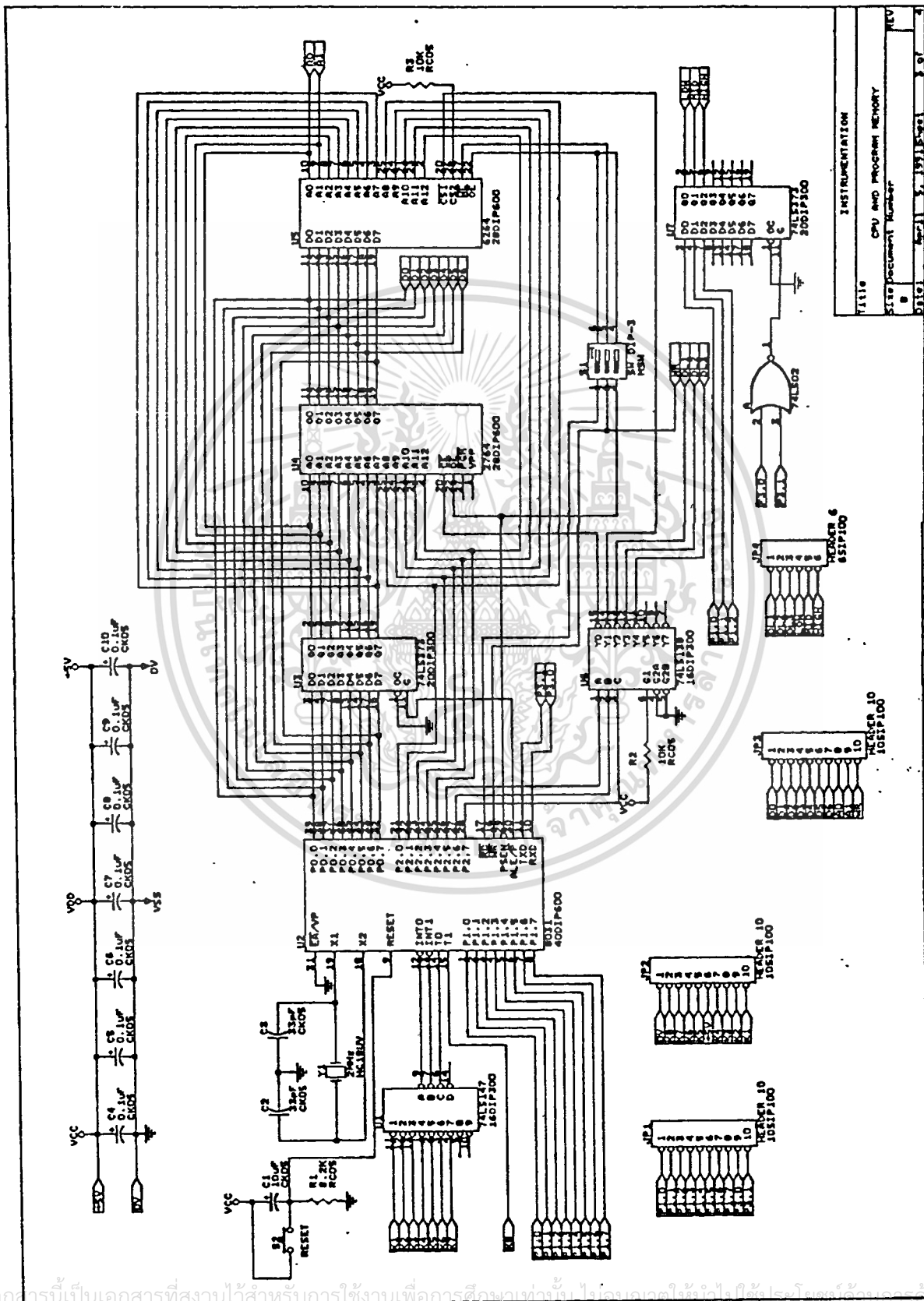
3.2.1 ๖๖๖๖ 12 Bit A/D Converter



INSTRUMENTATION	
Title	A/D CONVERTOR
Size Document Number	REV
Date	April 5, 1991 Ehesi 1 of 1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการศึกษา
 ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

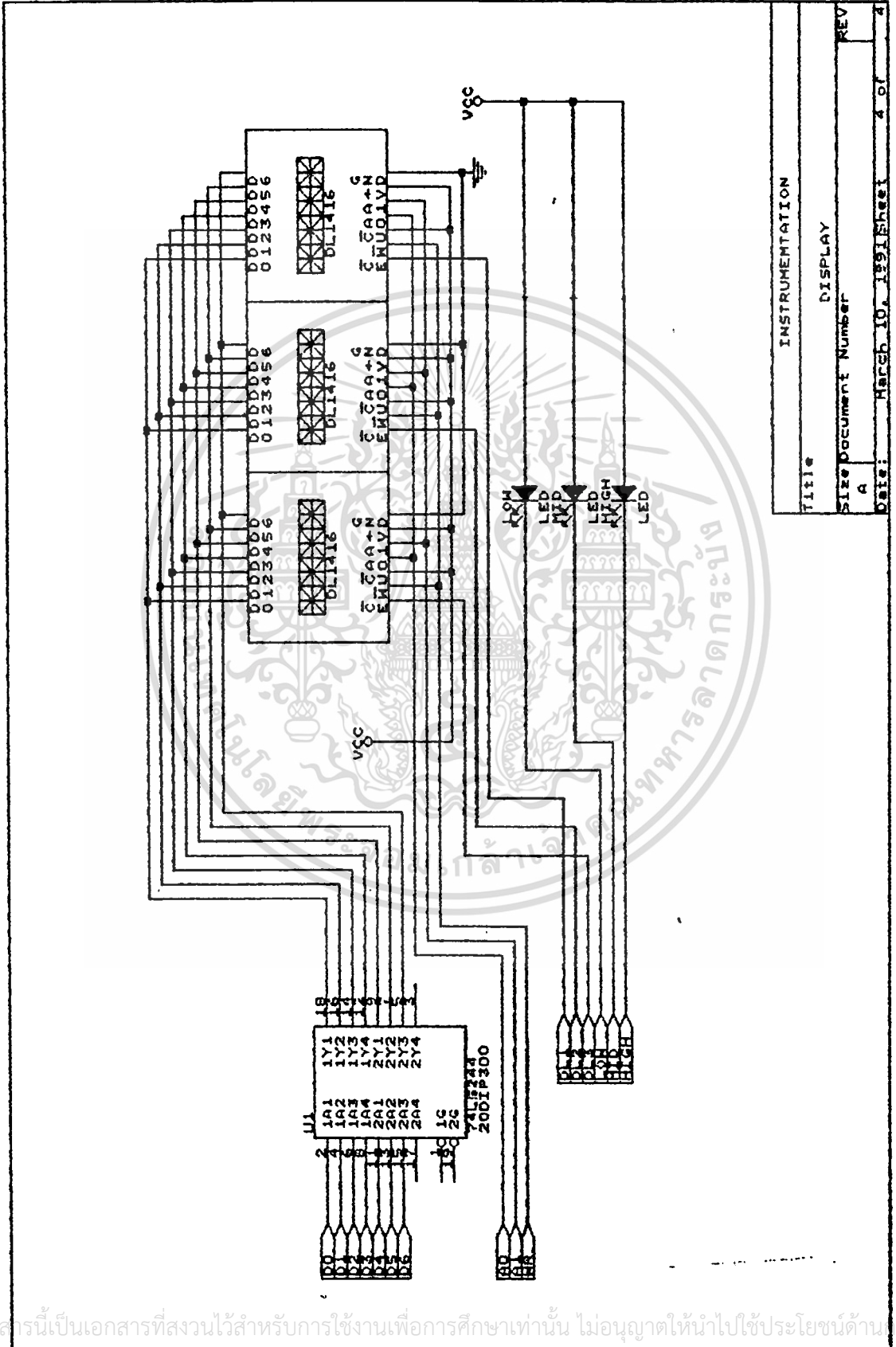
3.2.2 วงจรส่วนประมวลผล



INSTRUMENTATION	
TITLE	CPU AND PROGRAM MEMORY
DISPATCH NUMBER	8
DATE	Apr 31 5 1991 10:31
REV	2

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับบุคลากรในหน่วยงานที่ออกเอกสารนี้เท่านั้น ไม่ควรเผยแพร่ให้บุคคลอื่นโดยไม่ได้รับอนุญาต
 "ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้"

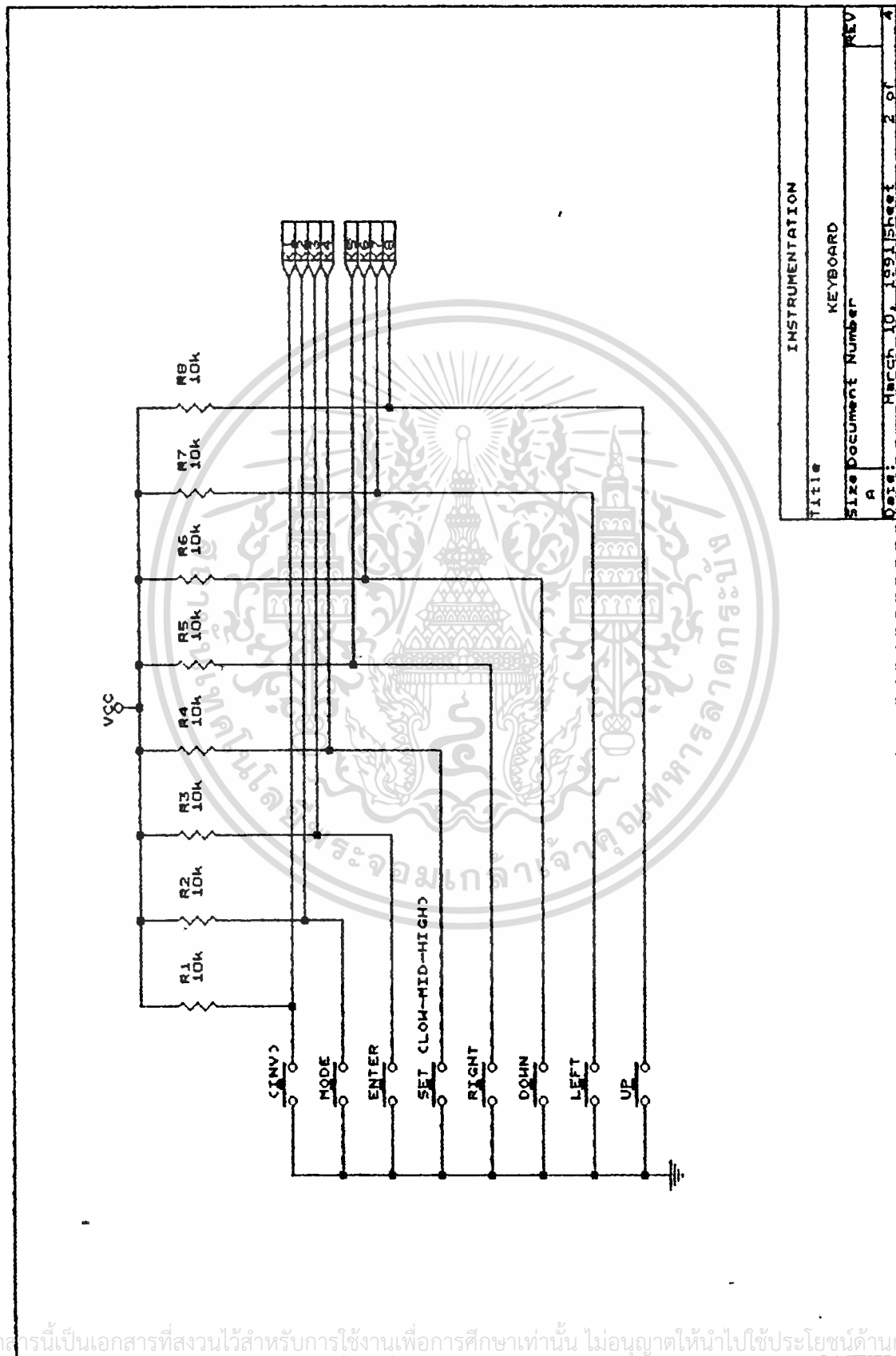
3.2.3 วงจรส่วนแสดงผล



INSTRUMENTATION	
Title	DISPLAY
Size Document Number	A
Date:	March 10, 1991 Sheet 4 of 4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

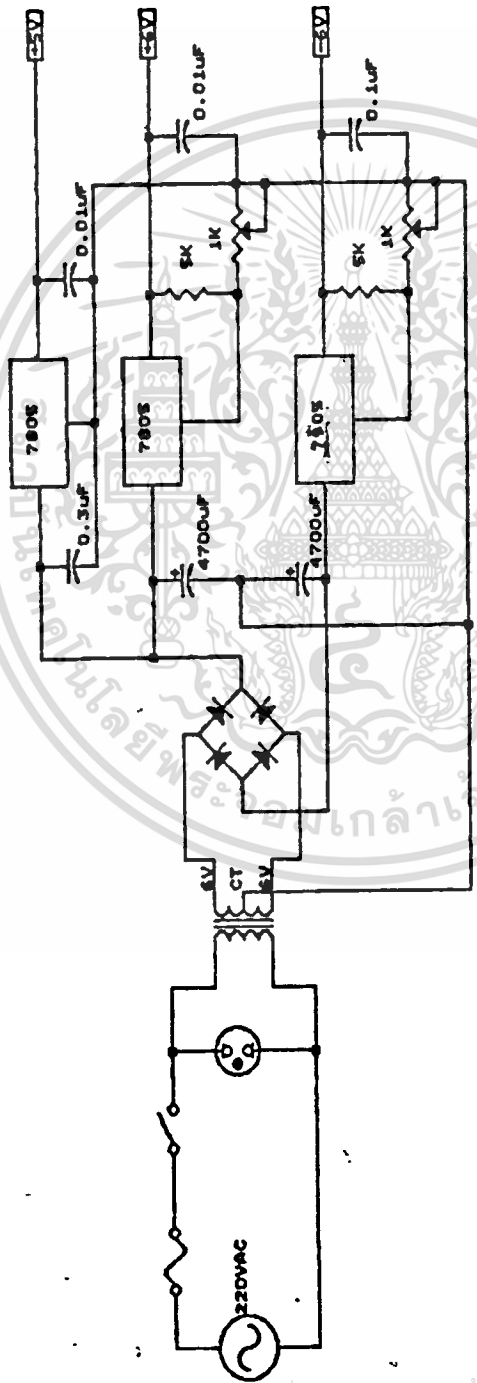
3.2.4 วงจรคีย์บอร์ด



INSTRUMENTATION	
Title	KEYBOARD
Size document Number	REV
A	1
Date:	March 10, 1991 Sheet 2 of 4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.2.5 วงจรแหล่งจ่ายไฟ

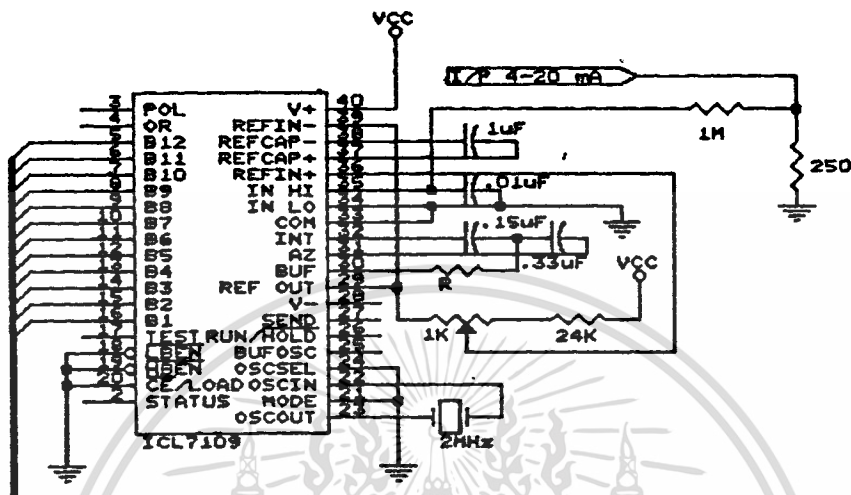


INSTRUMENTATION	
Title	POWER SUPPLY
Size Document Number	A
Date:	April 5, 1991 15:51

บทที่ 4

การทดลองและผลการทดลอง

4.1 การทดลองวงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลขนาด 12 บิต



รูปที่ 4.1

- 1.) ให้ต่อวงจรดังรูปที่ 4.1
- 2.) ทำการหาค่าสัญญาณ Digital เมื่อมีสัญญาณ Analog เข้ามา 0-5 V
- 3.) การหาทำได้โดยการปรับ V_{ref} ที่ป้อนให้ที่ขา 39 และขา 36 โดยทำการป้อนสัญญาณ Analog เข้ามา 5 V
- 4.) เมื่อทำการปรับ V_{ref} โดยปรับตัวต้านทานปรับค่าได้ที่ต่ออยู่จะสังเกตเห็นว่าสัญญาณ Digital จะมีการเปลี่ยนแปลงเป็นเลข Binary โดยสังเกตจาก LED ที่ต่ออยู่
- 5.) การปรับแต่ง V_{ref} จะปรับให้ได้ค่าที่อินพุต 5V เอาท์พุทเป็นสัญญาณ Digital จะมีสัญญาณ High ทั้ง 12 Bit
- 6.) ทำการปรับค่าสัญญาณอินพุตให้มีค่าเป็นศูนย์สังเกตการเปลี่ยนแปลงทางเอาท์พุทว่ามีสัญญาณเป็น Low ทุกบิตหรือไม่ ถ้าไม่มีก็เป็นอันว่าการปรับแต่งในส่วนนี้เรียบร้อยแล้ว แต่ถ้ามีสัญญาณ High เกิดขึ้นที่บิตใดบิตหนึ่งแสดงว่า V_{ref} ที่ตั้งไว้มีค่าเกินกำหนดให้ทำการปรับแต่งตามข้อ 1-5 จนกว่าจะได้ค่าตามที่กำหนด

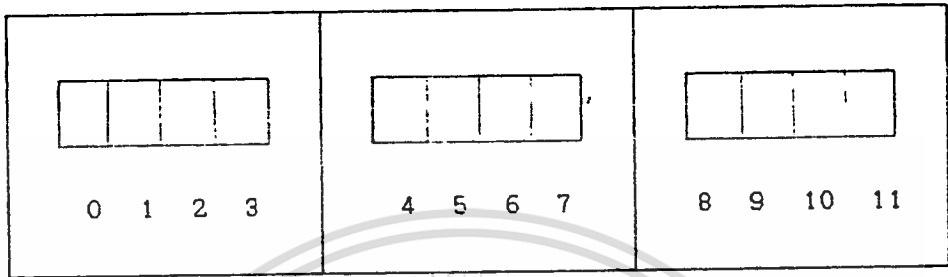
ผลการทดลอง

จากผลการทดลอง วงจรนี้ให้ผลที่น่าพอใจ เพราะมีความแม่นยำสูง ข้อควรระวังในการปรับแต่ง คือ วงจรนี้ต้องการแหล่งจ่ายไฟที่เรียบมากๆ ดังนั้นจึงควรใช้แหล่งจ่ายไฟเอกสสารนี้เป็นเอกสสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าโดยตรง

ไม่รังเกียจหากมีให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2 การทดลองโปรแกรมการทำงาน

การแสดงผลของ Intellegent Display แสดงเรียงตามลำดับดังนี้



ดิจิตที่ 0-7 แสดงค่าตัวเลข และดิจิตที่ 8-11 แสดงหน่วยของการวัด

4.2.1 โปรแกรมแสดงตัวอักษรวิ่ง

เมื่อเปิดเครื่องให้ทำงานครั้งแรก เครื่องจะแสดงผลคำว่า "PROJECT PROGRAM MABLE PANEL METER BY INS-32" วิ่งจากซ้ายไปขวา แล้วจะเข้าสู่การทำงานของโปรแกรมหลัก

```

0000                                ORG 0000H
0000 00                              NOP
0001 00                              NOP
0002 00                              NOP
0003 753000                          MOV 30H,#00H
0006 753100                          MOV 31H,#00H
0009 753200                          MOV 32H,#00H
000C 753400                          MOV 34H,#00H
000F 753500                          MOV 35H,#00H
0012 753600                          MOV 36H,#00H
0015 753700                          MOV 37H,#00H
0018 753800                          MOV 38H,#00H
    
```

001B 753900	MOV 39H,#00H
001E 753A00	MOV 3AH,#00H
0021 753B00	MOV 3BH,#00H
0024 7B00	MOV R3,#00H
0026 7D35	MOV R5,#35H
0028 7800	TABLE: MOV R0,#00H
002A 7A38	MOV R2,#38H
002C EB	MOV A,R3
002D 9000A0	MOV DPTR,#00A0H
0030 93	MOVC A,@A+DPTR
0031 7930	MOV R1,#30H
0033 7C0C	MOV R4,#0CH
0035 C530	XCH A,30H
0037 C531	XCH A,31H
0039 C532	XCH A,32H
003B C533	XCH A,33H
003D C534	XCH A,34H
003F C535	XCH A,35H
0041 C536	XCH A,36H
0043 C537	XCH A,37H
0045 C538	XCH A,38H
0047 C539	XCH A,39H
0049 C53A	XCH A,3AH
004B C53B	XCH A,3BH
004D E7	DISP: MOV A,@R1
004E C0E0	PUSH ACC
0050 7408	MOV A,#08H
0052 2A	ADD A,R2
0053 FA	MOV R2,A

```

0054 8A83      MOV 83H,R2
0056 8882      MOV 82H,R0
0058 D0E0      POP ACC
005A F0        MOVX @DPTR,A
005B 08        INC R0
005C 09        INC R1
005D DC09      DJNZ R4,COMP
005F 12006F    LCALL DELAY
0062 0B        INC R3
0063 DDC3      DJNZ R5,TABLE
0065 120100    LCALL MAIN
0068 B804E2    COMP: CJNE RO,#04H,DISP
006B 7800      MOV R0,#00H
006D 80DE      SJMP DISP
006F 7E50      DELAY: MOV R6,#50H
0071 7F00      L2:   MOV R7,#00H
0073 DFFE      L1:   DJNZ R7,L1
0075 DEFA      DJNZ R6,L2
0077 22        RET
00A0           ORG 00A0H
00A0 2250524F  DB 22H,50H,52H,4FH,4AH
00A4 4A
00A5 45435420  DB 45H,43H,54H,20H,50H
00A9 50
00AA 524F4752  DB 52H,4FH,47H,52H,4FH
00AE 4F
00AF 4752414D  DB 47H,52H,41H,4DH,4DH
00B3 4D
00B4 41424C45  DB 41H,42H,4CH,45H,20H

```

00B8 20

00B9 50414E45 DB 50H,41H,4EH,45H,4CH

00BD 4C

00BE 204D4554 DB 20H,4DH,45H,54H,45H

00C2 45

00C3 52204259 DB 52H,20H,42H,59H,20H

00C7 20

00C8 494E532D DB 49H,4EH,53H,2DH,33H

00CC 33

00CD 32222020 DB 32H,22H,20H,20H

0100 ORG 0100H

0100 MAIN:

4.2.2 โปรแกรมรับอินพุต

อินพุตจะเข้ามาทางพอร์ท 1 โดยมี P3.0-P3.1 เป็นตัวเลือกให้ข้อมูลเข้ามาทีละ 8 บิต แล้วนำไปเก็บไว้ในรีจิสเตอร์ R3-R5 ดังนี้

P3.0	P3.1	เก็บข้อมูลใน
1	0	R3
0	1	R4
1	1	R5

10Q0 IN: ORG 1000H

1000 D2B0 SETB OBOH

1002 D2B1 SETB OB1H

1004 AD90 MOV R5,90H

1006 C2B0 CLR OBOH

1008 AC90 MOV R4,90H

100A C2B1 CLR OB1H

```

100E AB90          MOV R3,90H
1010 7A00          MOV R2,#00H
1012 D2B1          SETB B1
1014 22            RET

```

4.2.3 โปรแกรมการแสดงผล 1

เป็นโปรแกรมแสดงผลค่าตัวเลขในแอดเดรสที่รีจิสเตอร์ R0 ซึ่งอยู่ที่เริ่มต้น เช่น ถ้า R0 มีค่าเท่ากับ 02H แสดงว่า จะแสดงผลในแอดเดรส 02H-05H ออกที่ตัวแสดงผล

```

02H  แสดงดิจิทัลที่ 0-1  (ตัวที่ 1)
03H  แสดงดิจิทัลที่ 2-3  (ตัวที่ 1)
04H  แสดงดิจิทัลที่ 4-5  (ตัวที่ 2)
05H  แสดงดิจิทัลที่ 6-7  (ตัวที่ 2)

```

ข้อมูลในแอดเดรสถ้าเป็น

```

A  จะแสดง  :
B  จะแสดง  ;
C  จะแสดง  -
D  จะแสดง  -
E  จะแสดง  .
F  จะแสดง  (ว่าง)

```

สมมติมีข้อมูลในแอดเดรส

```

02H  เท่ากับ D2H
03H  เท่ากับ 05H
04H  เท่ากับ F1H
05H  เท่ากับ E8H

```

ตัวแสดงผลจะแสดงผลเป็น -205 1.8

```

1020          DI1:  ORG 1020H
1020 7E04          MOV R6,#04H
1022 908003        MOV DPTR,#08003H
1025 E6          X1:  MOV A,@R0

```

1026 C4

SWAP A

1027 F6	MOV @RO,A
1028 540F	ANL A,#0FH
102A 240A	ADD A,#10
102C B41F01	CJNE A,#1FH,N1
102F E4	CLR A
1030 B41E02	N1: CJNE A,#1EH,N2
1033 740E	MOV A,#0EH
1035 B41D02	N2: CJNE A,#1DH,N3
1038 740D	MOV A,#0DH
103A B41C02	N3: CJNE A,#1CH,N4
103D 743F	MOV A,#3FH
103F 2420	N4: ADD A,#20H
1041 F0	MOVX @DPTR,A
1042 E582	MOV A,82H
1044 7009	JNZ X2
1046 758204	MOV 82H,#04H
1049 E583	MOV A,83H
104B 9420	SUBB A,#20H
104D F583	MOV 83H,A
104F 1582	X2: DEC 82H
1051 E582	MOV A,82H
1053 5401	ANL A,#01H
1055 60CE	JZ X1
1057 08	INC RO
1058 D506CA	DJNZ 06H,X1
105B 22	RET

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2.4 โปรแกรมแสดงผล 2

เป็นโปรแกรมแสดงหน่วยของการวัด โดยจะเก็บไว้ในหน่วยการอ้างถึงแอดเดรส โดยตรง 4CH-4FH แล้วนำไปแสดงผลที่ตัวแสดงผล DL 1416 ดังนี้

4CH	แสดงดิจิตที่	11	(ตัวที่ 3)
4DH	แสดงดิจิตที่	10	(ตัวที่ 3)
4EH	แสดงดิจิตที่	9	(ตัวที่ 3)
4FH	แสดงดิจิตที่	8	(ตัวที่ 3)

```

1060                                DI2:  ORG 1060H
1060 A84C                            MOV RO,4CH
1062 908000                          MOV DPTR,#8000H
1065 E6                               M2:  MOV A,@RO
1066 FO                               MOVX @DPTR,A
1067 08                               INC RO
1068 A3                               INC DPTR
1069 B850F9                          CJNE RO,#50H,M2
106C 22                               RET

```

4.2.5 โปรแกรมรับคีย์

จะรับข้อมูลไว้ในแอดเดรส 20H-23H โดยโปรแกรมนี้ก่อนเรียกต้อง MOV R1, #20H และ MOV 2EH,#00H เวลาเรียกโปรแกรมนี้ใช้ จะแสดงผลในแอดเดรส 20H-23H และจะกระพริบหลัก เราจะเปลี่ยนค่าด้วยการกดคีย์ UP เพื่อเพิ่มค่าตัวเลข และคีย์ DOWN เมื่อลดค่า ส่วนคีย์ LEFT-RIGHT กดเพื่อต้องการเลื่อนหลัก ถ้ากดคีย์ ENTER เครื่องจะกลับไปโปรแกรมหลัก

ในนี้ยังมีโปรแกรม DELAY เป็นโปรแกรมหน่วงเวลาที่สามารตั้งค่าเวลาที่จะหน่วงได้ ที่ แอดเดรส 24H โดยตั้งค่าแล้ว LCALL DELAY

1070	KEY: ORG 1070H
1070 7802	MOV RO,#02H
1072 752E00	MOV 2E,#00H
1075 E7	KEY1: MOV A,@R1
1076 207001	JB 70H,D3
1079 C4	SWAP A
107A F52C	D3: MOV 2CH,A
107C A8B0	MOV RO,OBOH
107E B8FB08	CJNE RO,#0FBH,D1
1081 04	INC A
1082 540F	ANL A,#0FH
1084 B40A02	CJNE A,#0AH,D1
1087 740D	MOV A,#0DH
1089 B8E308	D1: CJNE RO,#0E3H,D2
108C 14	DEC A
108D 540F	ANL A,#0FH
108F B40C02	CJNE A,#0CH,D2
1092 7409	MOV A,#09H
1094 782C	D2: MOV RO,#2CH
1096 D6	XCHD A,@RO
1097 C6	XCH A,@RO
1098 207001	JB 70H,D5
109B C4	SWAP A
109C F7	D5: MOV @R1,A
109D 7820	MOV RO,#20H
109F 121020	LCALL D11
10A2 752A60	MOV 2AH,#60H

10F7 121020	LCALL DI1
10FA 752A40	MOV 2AH,#40H
10FD 121400	LCALL DELAY
10FO A72C	MOV @R1,2CH
10F2 7820	MOV R0,#20H
10F4 121020	LCALL DI1
10F7 852034	MOV 34H,#20H
10FA 852135	MOV 35H,#21H
10FD 852236	MOV 36H,#22H
1100 852337	MOV 37H,#23H
1103 E5B0	MOV A,0B0H
1105 B4EE04	CJNE A,#0EEH,01
1108 121500	LCALL PR2A
110B 22	RET
110C B4D204	01: CJNE A,#D2H,06
110F 121600	LCALL PR2B
1112 22	RET
1113 B4F601	CJNE A,#0F6H,07
1116 22	RET
1117 021075	07: LJMP KEY1
1400	DELAY: ORG 1400H
1400 D5F0FD	010: DJNZ 0F0H,010
1403 D52AFA	DJNZ 2AH,010
1406 22	RET
1020	DI1: ORG 1020H

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.4.6 โปรแกรมหาร

ตัวตั้งอยู่ในแอดเดรส 20H-25H
 ตัวหารอยู่ในแอดเดรส 40H-42H
 ผลลัพธ์อยู่ในแอดเดรส R2-R7
 เศษอยู่ในแอดเดรส 43H-48H

```

1120                                ORG 1120H
1120 781F                            DIV:  MOV RO,#1FH
1122 E4                              CLR A
1123 F6                              DO:  MOV @RO,A
1124 18                              DEC RO
1125 B81CFB                          CJNE RO,#1CH,DO
1128 752F31                          MOV 2FH,#31H
112B 781F                            D6:  MOV RO,#1FH
112D 7942                            MOV R1,#42H
112F C270                            CLR 70H
1131 A270                            D1:  MOV C,70H
1133 E6                              MOV A,@RO
1134 97                              SUBB A,@R1
1135 09                              INC R1
1136 09                              INC R1
1137 09                              INC R1
1138 F7                              MOV @R1,A
1139 19                              DEC R1
113A 19                              DEC R1
113B 19                              DEC R1
113C 19                              DEC R1
113D 18                              DEC RO
113E 9270                            MOV 70H,C

```

1140 B93FEE	CJNE R1,#3FH,D1
1143 A270	MOV C,70H
1145 4009	JC D2
1147 7942	MOV R1,#42H
1149 08	D3: INC RO
114A 09	INC R1
114B E7	MOV A,@R1
114C F6	MOV @RO,A
114D B81FF9	CJNE RO,#1FH,D3
1150 7825	D2: MOV RO,#25H
1152 7907	MOV R1,#07H
1154 B3	CPL C
1155 9270	MOV 70H,C
1157 A270	D4: MOV C,70H
1159 E7	MOV A,@R1
115A 33	RLC A
115B F7	MOV @R1,A
115C 19	DEC R1
115D 9270	MOV 70H,C
115F B901F5	CJNE R1,#01H,D4
1162 A270	D5: MOV C,70H
1164 E6	MOV A,@RO
1165 33	RLC A
1166 F6	MOV @RO,A
1167 18	DEC RO
1168 9270	MOV 70H,C
116A B81CF5	CJNE RO,#1CH,D5
116D D52FBB	DJNZ 2FH,D6
1170 22	RET

4.2.7 โปรแกรมบวกและลบ

ตัวตั้งอยู่ในแอดเดรส 20H-25H

ตัวบวก (ลบ) อยู่ในแอดเดรส 30H-35H

ผลลัพธ์อยู่ในแอดเดรส 20H-25H

โปรแกรมบวก และลบ ใช้โปรแกรมเหมือนกัน เปลี่ยนตรงที่ถ้าเป็นโปรแกรมลบ ให้ใช้ในวงเล็บแทน

```

(1184) 1171                (SUB) ADD:  ORG 1171H (1184H)
1171 7825                MOV RO,#25H
1173 7935                MOV R1,#35H
1175 C270                CLR 70H
1177 A270                A4: MOV C,70H
1179 E6                  MOV A,@RO
117A 37 (97)             ADDC A,@R1 (SUBB A,@R1)
117B F6                  MOV @RO,A
117C 9270                MOV 70H,C
117E 18                  DEC RO
117F 19                  DEC R1
1180 B81FF4              CJNE RO,#1FH,A4
(1196) 1183 22          RET
  
```

4.2.8 โปรแกรมคูณ

ตัวตั้งอยู่ในแอดเดรส 40H-42H

ตัวคูณอยู่ในแอดเดรส 44H-46H

ผลลัพธ์อยู่ในแอดเดรส 20H-25H

11A0 ORG 11A0H

11A0 781F MUL: MOV RO,#1FH

11A2 E4 A1: CLR A

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

11A3 08	INC RO
11A4 F6	MOV @RO,A
11A5 B835FA	CJNE RO,#35H,A1
11A8 7835	MOV RO,#35H
11AA 752C46	MOV 2CH,#46H
11AD 7942	A3: MOV R1,#42H
11AF 753F00	MOV 3FH,#00H
11B2 754300	MOV 43H,#00H
11B5 E52C	A2: MOV A,2CH
11B7 C8	XCH A,RO
11B8 F52C	MOV 2CH,A
11BA 87F0	MOV OFOH,@R1
11BC E6	MOV A,@RO
11BD A4	MUL AB
11BE 2528	ADD A,28H
11C0 F529	MOV 29H,A
11C2 E52C	MOV A,2CH
11C4 C8	XCH A,RO
11C5 F52C	MOV 2CH,A
11C7 85F028	MOV 28H,OF0H
11CA A629	MOV @RO,29H
11CC 18	DEC RO
11CD 19	DEC R1
11CE B93EE4	CJNE R1,#3EH,A2
11D1 882B	MOV 2BH,RO
11D3 892A	MOV 2AH,R1
11D5 121171	LCALL ADD
11D8 A82B	MOV RO,2BH
11DA A92A	MOV R1,2AH

11DC 152C	DEC 2CH
11DE 08	INC RO
11DF 08	INC RO
11E0 08	INC RO
11E1 08	INC RO
11E2 7600	MOV @R0,#00H
11E4 18	DEC RO
11E5 B832C5	CJNE RO,#32H,A3
11E8 22	RET

4.2.9 โปรแกรมใส่ทศนิยม

ตำแหน่งทศนิยมอยู่ที่แอดเดรส 57H ตัวเก็บข้อมูลอยู่ในรีจิสเตอร์ R2-R5 โดยมี
 ดิจิต 0-7 เช่น ถ้าแอดเดรสที่ 57H = 03H และข้อมูลในรีจิสเตอร์ R2-R5 คือ 01H
 23H 45H และ 56H ตามลำดับ พอใช้โปรแกรมนี้ข้อมูลจะเป็น 12H F3H 45H 67H และ
 จะแสดงผล เป็นตัวเลข 12.34567 ถ้าแอดเดรส 57H = 0F ก็จะไม่ใส่ทศนิยม

11F0	ORG 11F0H
11F0 752E0F	TT1: MOV 2EH,#0FH
11F3 7904	MOV R1,#04H
11F5 E557	MOV A,57H
11F7 640F	XRL A,#0FH
11F9 6025	JZ V3
11FB 44F0	ORL A,#FOH
11FD F4	CPL A
1200 75F002	MOV OF0H,#02H
1203 84	DIV AB
1204 2402	ADD A,#02H
1206 F530	MOV 30H,A

120A A270	V1: MOV C,70H
120C E6	MOV A,@R0
120D 33	RLC A
120E F6	MOV @R0,A
120F 9270	MOV 70H,C
1211 18	DEC RO
1212 B801F5	CJNE RO,#01H,V1
1215 D9F1	DJNZ R1,V2
1217 A830	MOV RO,30H
1219 740E	MOV A,#0EH
121B D6	XCHD A,@R0
121C 20F003	JB OF0H,V3
121F E6	MOV A,@R0
1220 C4	SWAP A
1221 F6	MOV @R0,A
1222 22	V3: RET

4.2.10 โปรแกรมดึงทศนิยม

ตำแหน่งทศนิยมจะอยู่ในแอดเดรส 57H และข้อมูลอยู่ในรีจิสเตอร์ R2-R5 เช่น มีข้อมูล 12H F3H 45H 67H อยู่ในรีจิสเตอร์ดังกล่าวตามลำดับ เมื่อใช้โปรแกรมนี จะทำให้ตัวแสดงผลแสดงผลเป็น 01234567 และถ้าข้อมูลในแอดเดรส 57H เท่ากับ 0FH ก็จะไม่มีการดึงจุดทศนิยมออก

1223	ORG 1223H
1223 752E0F	TT2: MOV 2EH,#0FH
1226 7904	MOV R1,#04H
1228 E557	MOV A,57H
122A 640F	XRL A,#0FH
122C 602C	JZ E3

122E 44F0	ORL A,#OFOH
1230 F4	CPL A
1231 75F002	MOV OFOH,#02H
1234 84	DIV AB
1235 04	INC A
1236 F530	MOV 30H,A
1238 A830	MOV RO,30H
123A 08	INC RO
123B 8631	MOV 31H,@RO
123D 7802	E2: MOV RO,#02
123F 85302F	MOV 2FH,30H
1242 C270	CLR 70H
1244 A270	E1: MOV C,70H
1246 E6	MOV A,@RO
1247 13	RRC A
1248 F6	MOV @RO,A
1249 9270	MOV 70H,C
124B 08	INC RO
124C D52FF5	DJNZ 2FH,E1
124F D9EC	DJNZ R1,E2
1251 20F006	JB OFOH,E3
1254 E531	MOV A,31H
1256 A830	MOV RO,30H
1258 08	INC RO
1259 D6	XCHD A,@RO
125A 22	E3: RET

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิพนธ์ให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2.11 โปรแกรมเปลี่ยน D เป็น 0 และเปลี่ยน F เป็น 0

โปรแกรมนี้จะใช้ตรวจสอบค่า D ในข้อมูล แล้วเปลี่ยนให้เป็น 0 และเปลี่ยน F เป็น 0 และถ้ามี D ก็จะทำให้แอดเดรส 2FH มีข้อมูลเป็น 01 H

ตัวเปลี่ยนข้อมูลอยู่ในแอดเดรส 50H-53H

ผลที่ได้อยู่ในแอดเดรส 02H-05H

เช่น ข้อมูลในแอดเดรส 50H-53H เท่ากับ FFH D3H 94H และ 01H ตามลำดับ

จะได้ ข้อมูลในแอดเดรส 02H-05H เท่ากับ 00H 03H 94H และ 01H ตามลำดับ

และแอดเดรส 2FH มีข้อมูลเท่ากับ 01H

```

1260                                ORG 1260H
1260 7850          DTO:  MOV R0,#50H
1262 7906                                MOV R1,#06H
1264 19           01:   DEC R1
1265 E4                                CLR A
1266 F7                                MOV @R1,A
1267 B902FA          CJNE R1,#02H,01
126A F52C                                MOV 2CH,A
126C E6          07:   MOV A,@R0
126D 306001          JNB 60H,02
1270 C4                                SWAP A
1271 54FO          02:   ANL A,#0FOH
1273 B4F001          CJNE A,#0FOH,03
1276 E4                                CLR A
1277 B4D004          03:   CJNE A,#0DOH,04
127A E4                                CLR A
127B 752F01          MOV 2FH,#01H
127E 306001          04:   JNB 60H,05
1281 C4                                SWAP A
1282 47          05:   ORL A,@R1

```

```

1283 F7                                MOV @R1,A
1284 306002                             JNB 60H,06
1287 08                                 INC R0
1288 09                                 INC R1
1289 052C                               06: INC 2CH
128B B906DE                             CJNE R1,#06H,07
128E 22                                 RET

```

4.2.12 โปรแกรมเปลี่ยน 0 เป็น F

โปรแกรมนี้ จะเปลี่ยนข้อมูลจาก 0 เป็น F เฉพาะ 0 ที่อยู่ข้างหน้า และถ้าแอดเดรส 2FH มีข้อมูลเท่ากับ 01H จะใส่เครื่องหมายลบ

เช่น ในแอดเดรส 02H-05H มีข้อมูล คือ 00H 03H 94H และ 01H ตามลำดับ และ ในแอดเดรส 2FH มีข้อมูล คือ 01H จะทำให้ข้อมูลในแอดเดรส 02H-05H เท่ากับ FFH D3H 94H และ 01H ซึ่งจะทำให้ตัวแสดงผลแสดงค่า -39401 ออกมา

```

1290                                ORG 1290H
1290 7902                             07F: MOV R1,#02H
1292 752E00                           MOV 2EH,#00H
1295 E7                               PP7: MOV A,@R1
1296 207001                           JB 70H,PP1
1299 C4                               SWAP A
129A 540F                             PP1: ANL A,#0FH
129C 7013                             JNZ PP2
129E 740F                             MOV A,#0FH
12A0 207001                           JB 70H,PP4
12A3 C4                               SWAP A
12A4 47                               PP4: ORL A,@R1

```

12A5 F7	MOV @R1,A
12A6 307001	JNB 70H,PP3
12A9 09	INC R1
12AA 052E	PP3: INC 2EH
12AC A82E	MOV RO,2EH
12AE B807E4	CJNE RO,#07H,PP7
12B1 B40E29	PP2: CJNE A,#0EH,PP6
12B4 E7	MOV A,@R1
12B5 307001	JNB 70H,PP9
12B8 C4	SWAP A
12B9 207002	PP9: JB 70H,PP10
12BC 19	DEC R1
12BD E7	MOV A,@R1
12BE 54F0	PP10: ANL A,#0FOH
12C0 307001	JNB 70H,PP11
12C3 C4	SWAP A
12C4 F7	PP11: MOV @R1,A
12C5 307001	JNB 70H,PP12
12C8 19	DEC R1
12C9 E52F	PP12: MOV A,2FH
12CB 600E	JZ PP100
12CD E7	MOV A,@R1
12CE 207001	JB 70H,PP13
12D1 C4	SWAP A
12D2 54F0	PP13: ANL A,#0FOH
12D4 440D	ORL A,#0DH
12D6 207001	JB 70H,PP14
12D9 C4	SWAP A
12DA F7	PP14: MOV @R1,A

12DB 8008	PP100: SJMP PP90
12DD 207001	PP6: JB 70H,PP15
12E0 19	DEC R1
12E1 052E	PP15: INC 2EH
12E3 80E4	SJMP PP12
12E5 22	PP90: RET

4.2.13 โปรแกรมเปลี่ยนเลขฐาน 16 เป็นเลขฐาน 10

เลขฐาน 16 เก็บอยู่ในแอดเดรส 30H-32H

เลขฐาน 10 เก็บอยู่ในแอดเดรส 02H-05H

เช่น มีเลขฐาน 16 เท่ากับ FFO0AB จะได้เลขฐาน 10 เท่ากับ 16711851

12FO	ORG 12FOH
12FO E4	HTD: CLR A
12F1 FA	MOV R2,A
12F2 FB	MOV R3,A
12F3 FC	MOV R4,A
12F4 FD	MOV R5,A
12F5 7932	B4: MOV R1,#32H
12F7 A270	B2: MOV C,70H
12F9 E7	MOV A,@R1
12FA 33	RLC A
12FB F7	MOV @R1,A
12FC 9270	MOV 70H,C
12FE 19	DEC R1
12FF B92FF5	CJNE R1,#2FH,B2
1302 7805	MOV R0,#05H
1304 A270	B3: MOV C,70H

1307 35E0	ADDC A,OEOH
1309 D4	DA A
130A F6	MOV @RO,A
130B 9270	MOV 70H,C
130D 18	DEC RO
130E B801F3	CJNE RO,#01H,B3
1311 D52CE1	DJNZ 2CH,B4
1314 22	RET

4.2.14 โปรแกรมเปลี่ยนเลขฐาน 10 เป็นเลขฐาน 16

เลขฐาน 16 เก็บอยู่ในแอดเดรส	30H-33H
เลขฐาน 10 เก็บอยู่ในแอดเดรส	03H-05H
1315	ORG 1315H
1315 752B18	DTH: MOV 2BH,#18H
1318 7830	C8: MOV RO,#30H
131A C270	CLR 70H
131C A270	C5: MOV C,70H
131E E6	MOV A,@RO
131F 13	RRC A
1320 9270	MOV 70H,C
1322 C3	CLR C
1323 30E302	JNB 0E3H,C1
1326 9403	SUBB A,#03H
1328 30E702	C1: JNB 0E7H,C2
132B 9430	SUBB A,#30H
132D F6	C2: MOV @RO,A
132E 08	INC RO
132F B834EA	CJNE RO,#34H,C5

1334 A270	C6: MOV C,70H
1336 E6	MOV A,@RO
1337 13	RRC A
1338 F6	MOV @RO,A
1339 9270	MOV 70H,C
133B 08	INC RO
133C B806F5	CJNE RO,#06H,C6
133F D52BD6	DJNZ 2BH,C8
1342 22	RET

4.2.15 โปรแกรมดึงเลข 0 ออก

โปรแกรมนี้จะดึงเลข 0 ออก แล้วเลื่อนข้อมูลเข้าไปแทนให้เต็ม จำนวน 0 ที่เลื่อนออก จะเก็บไว้ในแอดเดรส 2DH และข้อมูลที่ดึงออกมาเก็บอยู่ในรีจิสเตอร์ R2-R7

เช่น ข้อมูลในรีจิสเตอร์ R2-R7 เท่ากับ 00H 01H 02H 03H 05H และ 11H ตามลำดับ เมื่อใช้โปรแกรมนี้จะทำให้ข้อมูลในรีจิสเตอร์ R2-R7 กลายเป็น 10H 30H 51H 10H 00H และ 00H ตามลำดับ

1350	ORG 1350H
1350 752D00	RR0: MOV 2DH,#00H
1353 EA	RR4: MOV A,R2
1354 54F0	ANL A,#0F0H
1356 701A	JNZ RR1
1358 752B04	MOV 2BH,#04H
135B 7807	RR3: MOV RO,#07H
135D A270	RR2: MOV C,70H
135F E6	MOV A,@RO
1360 33	RLC A
1361 F6	MOV @RO,A
1362 9270	MOV 70H,C

1364 18	DEC R0
1365 B801F5	CJNE R0,#01H,RR2
1368 D52BF0	DJNZ 2BH,RR3
136B 052D	INC 2DH
136D A92D	MOV R1,2DH
136F B909E1	CJNE R1,#09H,RR4
1372 22	RR1: RET

4.2.16 โปรแกรมการเลื่อนเลข 0 เข้า

โปรแกรมนี้จะเลื่อนเลข 0 เข้าไปเป็นจำนวนเท่ากับที่เก็บในแอดเดรส 2DH และข้อมูลอยู่ในรีจิสเตอร์ R2-R4

เช่น ข้อมูลในรีจิสเตอร์ R2-R4 เท่ากับ 10H 30H และ 51H ตามลำดับ และข้อมูลในแอดเดรส 2DH เท่ากับ 03H เมื่อใช้โปรแกรมนี้จะทำให้ข้อมูลในรีจิสเตอร์ R2-R4 กลายเป็น 00H 01H และ 03H ตามลำดับ

1380	ORG 1380H
1380 A82D	RLO: MOV R0,2DH
1382 E8	MOV A,R0
1383 6017	JZ LL4
1385 752B04	LL3: MOV 2BH,#04H
1388 7902	LL2: MOV R1,#02H
138A C270	CLR 70H
138C A270	LL1: MOV C,70H
138E E7	MOV A,@R1
138F 13	RRC A
1390 F7	MOV @R1,A
1391 9270	MOV 70H,C
1393 09	INC R1
1394 B905F5	CJNE R1,#05H,LL1

```

1397 D52BEE          DJNZ 2BH,LL2
139A D8E9           DJNZ R0,LL3
139C 22             LL4:  RET

```

4.2.17 โปรแกรมกลับค่าเลขเป็นลบ

ถ้าข้อมูลในแอดเดรส 67H เท่ากับ 00H ให้กลับค่าในรีจิสเตอร์ R2-R4 เป็นลบ

```

13A0                ORG 13A0H
13A0 E567          NEG:  MOV A,67H
13A2 7011          JNZ  MM1
13A4 D270          SETB 70H
13A6 7804          MOV R0,#04H
13A8 A270          MM2:  MOV C,70H
13AA E6            MOV A,@R0
13AB F4            CPL A
13AC 3400          ADDC A,#00H
13AE F6            MOV @R0,A
13AF 9270          MOV 70H,C
13B1 18            DEC R0
13B2 B801F3        CJNE R0,#01H,MM2
13B5 22            MM1:  RET

```

4.2.18 โปรแกรมหาตำแหน่งทศนิยม

โปรแกรมนี้จะหาตำแหน่งทศนิยมในแอดเดรส 20H-23H ถ้าเจอทศนิยมจะเก็บตำแหน่งไว้ในแอดเดรส 57H ถ้าไม่เจอข้อมูลในแอดเดรส 57H จะเท่ากับ 0FH และถ้าตัวแรกสุดไม่ใช่เลขหรือว่าง ก็จะกระโดดไปหา SPAN, ZERO

เอกสารนี้เป็นเอกสารลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
 โปรแกรมนี้จะใส่ไว้ท้ายโปรแกรมการตั้งค่า SPAN หรือ ZERO
 ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

13C0	ORG 13COH
13C0 756701	NEE: MOV 67H,#01H
13C3 75570F	MOV 57H,#0FH
13C6 7820	MOV RO,#20H
13C8 752E07	MOV 2EH,#07H
13CB 54D0	ANL A,#0DOH
13CD 64D0	XRL A,#0DOH
13CF 6003	JZ NN3
13D1 020033	LJMP SPAN
13D4 7823	NN3: MOV RO,#23H
13D6 E6	NN6: MOV A,@RO
13D7 207001	JB 70H,NN1
13DA C4	SWAP A
13DB 540F	NN1: ANL A,#0FH
13DD B40E09	CJNE A,#0EH,NN2
13E0 852E57	MOV 57H,2EH
13E3 B40D09	NN2: CJNE A,#0DH,NN5
13E6 756700	MOV 67H,#00H
13E9 207001	NN5: JB 70H,NN4
13EC 18	DEC RO
13ED 152E	NN4: DEC 2EH
13EF B81FE4	CJNE RO,#1FH,NN6
13F2 22	RET

4.2.19 โปรแกรม PR2A

1500 E5B0	IM1: MOV A,#0B0H
1502 B4FEFB	CJNE A,#OFFH,IM1
1505 E54C	MOV A,4CH
1507 B45601	CJNE A,#56H,IM2
150A 22	RET
150B 75571F	IM2: MOV 57H,#1FH
150E 754C56	MOV 4CH,#56H
1511 754D2D	MOV 4DH,#2DH
1514 121060	LCALL DI2
1517 121000	IM3: LCALL IN
151A 8B30	MOV 30H,R3
151C 8C31	MOV 31H,R4
151E 8D32	MOV 32H,R5
1520 1212F0	LCALL HTD
1523 1211F0	LCALL TT1
1526 121290	LCALL OTF
1529 7802	MOV R0,#02H
152B 121020	LCALL DI
152E 8A30	MOV 30H,R2
1520 8B31	MOV 31H,R3
1522 8C32	MOV 32H,R4
1524 8D33	MOV 33H,R5
1526 E5B0	MOV A,0B0H
1528 B4EE01	CJNE A,#0EEH,IM4
152B 22	RET

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่ 152C 021517 ใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น IM4: LJMP M2

ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2.20 โปรแกรม PR2B

1600 E5B0	MOV A,OBOH
1602 B4FFFB	CJNE A,#OFFH,M1
1605 754D2D	MOV 4DH,#2DH
1608 754C56	MOV 4CH,#56H
160B 121060	LCALL D12
160E 853020	MOV 20H,30H
1611 853121	MOV 21H,31H
1614 853222	MOV 22H,32H
1617 853323	MOV 23H,33H
161A 85343C	MOV 3CH,34H
161D 85353D	MOV 3DH,35H
1620 85363E	MOV 3EH,36H
1623 85373F	MOV 3FH,37H
1626 121070	LCALL KEY1
1629 853C34	MOV 34H,3CH
162C 853D35	MOV 35H,3DH
162F 853E36	MOV 36H,3EH
1632 853F37	MOV 37H,3FH
1635 852030	MOV 30H,20H
1638 852131	MOV 31H,21H
163B 852232	MOV 32H,22H
163F 852333	MOV 33H,23H
1642 22	RET

4.2.21 โปรแกรม DEC

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อใช้ในการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปเผยแพร่หรือทำซ้ำโดยไม่ได้รับอนุญาต
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกหนึ่งหัวข้อที่ขาดไม่ได้คือ การค้นหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้
 ถอดทศนิยมเสร็จ โดยทำที่รีจิสเตอร์ R2-R5

1700 121223	LCALL TT2
1703 8A20	MOV 20H,R2
1705 8B21	MOV 21H,R3
1707 8C22	MOV 22H,R4
1709 8D23	MOV 23H,R5
170B 12125D	LCALL DTO
170E 8A30	MOV 30H,R2
1710 8B31	MOV 31H,R3
1712 8C32	MOV 32H,R4
1714 8D33	MOV 33H,R5
1716 121318	LCALL DTH
1719 E52F	MOV A,2FH
171B B40106	CJNE A,#01H,M2
171E 756700	MOV 67H,#00H
1721 1213A0	LCALL NEG
1724 22	RET

4.2.22 โปรแกรม MULL

เป็นโปรแกรมย่อย ใช้ในการคูณและกลับค่าตัวเลข

1800 1211A0	LCALL MUL
1803 AA20	MOV R2,20H
1805 AB21	MOV R3,21H
1807 AC22	MOV R4,22H
1809 AD23	MOV R5,23H
180B AE24	MOV R6,24H
180D AF25	MOV R7,25H

180F 854E2D
1812 121380

LCALL RLO

1815 854E2D	MOV 2DH,4EH
1818 AA05	MOV R2,05H
181A AB06	MOV R3,06H
181C AC07	MOV R4,07H
181E 854FF0	MOV OF0H,4FH
1821 756700	MOV 67H,#00H
1824 30F003	JNB OF0H,AM1
1827 1213A0	LCALL NEG
182A 30F103	AM1: JNB OF1H,AM2
182D 1213A0	LCALL NEG
1830 22	AM2: RET

4.2.23 โปรแกรม SUBB

เป็นโปรแกรมย่อยที่ใช้ในโปรแกรมหลัก (Main Program)

1900 7904	MOV R1,#04H
1902 C270	CLR 70H
1904 A270	A4: MOV C,70H
1906 E6	MOV A,@R0
1907 97	SUBB A,@R1
1908 F6	MOV @R0,A
1909 9270	MOV 70H,C
190B 18	DEC R0
190C 19	DEC R1
190D B901F4	CJNE R1,#01H,A4
1910 22	RET

4.2.24 โปรแกรมการตั้งหน่วยของการวัด

1650	ORG 1650H
1650 794F	MOV R1,#4FH
1652 E5B0	K1: MOV A,OBOH
1654 B4FA06	CJNE A,#0FAH,D1
1657 07	INC @R1
1658 B75B02	CJNE @R1,#5BH,D1
165B 7720	MOV @R1,#20H
165D B4E206	D1: CJNE A,#0E2H,D2
1660 17	DEC @R1
1661 B71F02	CJNE @R1,#1FH,D2
1664 775A	MOV @R1,#5AH
1666 121060	D2: LCALL D12
1669 752A60	MOV 2AH,#60H
166C 121400	LCALL DELAY
166F E5B0	MOV A,OBOH
1671 B4FA03	CJNE A,#0FAH,D5
1674 021652	LJMP K1
1677 B4E203	D5: CJNE A,#0E2H,D6
167A 021652	LJMP K1
167D E5B0	D6: MOV A,OBOH
167F B4EA06	CJNE A,#0EAH,D7
1682 19	DEC R1
1683 B94B02	CJNE R1,#4BH,D7
1686 794F	MOV R1,#4FH
1688 B4E606	D7: CJNE A,#0E6H,D8
168B 09	INC R1
168C B95002	CJNE R1,#50H,D8

168F 794C	MOV R1,#4CH
1691 872E	D8: MOV 2EH,@R1
1693 775F	MOV @R1,#5FH
1695 121060	LCALL D12
1698 752A30	MOV 2AH,#30H
169B 121400	LCALL DELAY
169E A72E	MOV @R1,2EH
16A0 121060	LCALL D12
16A3 E5B0	MOV A,OBOH
16A5 B4EE01	CJNE A,#0EEH,D9
16A8 22	RET
16A9 021652	D9: LJMP K1

4.2.25 โปรแกรมหลัก (Main Program)

โปรแกรมหลักส่วนที่ 1 นี้ ทำหน้าที่รับอินพุตเข้ามา แล้วเก็บค่า SPAN, ZERO, SP-V และ ZE-V ในรูปของเลขฐาน 10 โดยเก็บไว้ในแอดเดรสดังนี้

SPAN = 50H-53H
 ZERO = 60H-63H
 SP-V = 70H-73H
 ZE-V = 78H-7BH

และเก็บตำแหน่งทศนิยมไว้ในแอดเดรส 57H

0100 754F20	MOV 4FH,#20H
0103 85564E	MOV 4EH,56H
0106 85204D	MOV 4DH,20H
0109 85204C	MOV 4CH,20H
010C 121060	LCALL D12
010F 75570E	MOV 57H,#0EH
0112 121000	OM2: LCALL IN

0115 8B30	MOV 30H,R3
0117 8C31	MOV 31H,R4
0119 8D32	MOV 32H,R5
011B 1212F0	LCALL HTD
011E 1211F0	LCALL TT1
0121 121290	LCALL OTF
0124 7802	MOV R0,#02H
0126 752E00	MOV 2EH,#00H
0129 121020	LCALL DI1
012C E5B0	MOV A,OBOH
012E B4F202	CJNE A,#0F2H,OM1
0131 8006	SJMP SET
0133 B4F600	OM1: CJNE A,#0F6H,OM3
0136 020112	OM3: LJMP OM2
0139 854F3B	SET: MOV 3BH,4FH
013C 854E3A	MOV 3AH,4EH
013F 854D39	MOV 39H,4DH
0142 854C38	MOV 38H,4CH
0145 857030	MOV 30H,70H
0148 857131	MOV 31H,71H
014B 857232	MOV 32H,72H
014E 857333	MOV 33H,73H
0151 754C4E	MOV 4CH,#4EH
0154 754D41	MOV 4DH,#41H
0157 754E50	MOV 4EH,#50H
015A 754F53	MOV 4FH,#53H
015D 855020	MOV 20H,50H

0166 855323	MOV 23H,59H
0169 121060	LCALL DI2
016C 121070	LCALL KEY
016F E5B0	MA: MOV A,OBOH
0171 B4FEFB	CJNE A,#OFEH,MA
0174 853070	MOV 70H,30H
0177 853171	MOV 71H,31H
017A 853272	MOV 72H,32H
017D 853373	MOV 73H,33H
0180 853450	MOV 50H,34H
0183 853551	MOV 51H,35H
0186 853652	MOV 52H,36H
0189 853753	MOV 53H,37H
018C 857830	MOV 30H,78H
018F 857931	MOV 31H,79H
0192 857A32	MOV 32H,7AH
0195 857B33	MOV 33H,7BH
0198 754F5A	MOV 4FH,#5AH
019B 754E45	MOV 4EH,#45H
019E 754D52	MOV 4DH,#52H
01A1 754C4F	MOV 4CH,#4FH
01A4 856020	MOV 20H,60H
01A7 856121	MOV 21H,61H
01AA 856222	MOV 22H,62H
01AD 856323	MOV 23H,63H
01B0 121060	LCALL DI2
01B3 121070	LCALL KEY

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่ 01B6 E5B0 บการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่โดยไม่ได้รับอนุญาต
 ไม่ว่าการณีใดๆทั้งสิ้น 01B8 B4FEFD ้ดแปลงเนื้อหา และต้องอ้าง MA1: CJNE A,#OFEH,MA1 ้าไปใช้

01BB 853078	MOV 78H,30H
01BE 853179	MOV 79H,31H
01C1 85327A	MOV 7AH,32H
01C4 85337B	MOV 7BH,33H
01C7 853460	MOV 60H,34H
01CA 853561	MOV 61H,35H
01CD 853662	MOV 62H,36H
01D0 853763	MOV 63H,37H
01D3 756701	MOV 67H,#01H
01D6 75570F	MOV 57H,#0FH
01D9 752E07	MOV 2EH,#07H
01DC 7837	MOV RO,#37H
01DE E6	M6: MOV A,@RO
01DF 207001	JB 70H,M1
01E2 C4	SWAP A
01E3 540F	M1: ANL A,#0FH
01E5 B40E03	CJNE A,#0EH,M2
01E8 852E57	MOV 57H,2EH
01EB B40D03	M2: CJNE A,#0DH,M5
01EE 756700	MOV 67H,#00H
01F1 207001	M5: JB 70H,M4
01F4 18	DEC RO
01F5 152E	M4: DEC 2EH
01F7 B833E4	CJNE RO,#33H,M6
01FA 853B4F	MOV 4FH,3BH
01FD 853A4E	MOV 4EH,3AH
0200 85394D	MOV 4DH,39H
0203 85384C	MOV 4CH,38H
0206 121650	LCALL UNIT

โปรแกรมหลักส่วนที่ 2 ทำหน้าที่แปลงค่าเลขข้อมูลของ SPAN, ZERO, SP-V และ ZE-V กลายเป็นเลขฐาน 16 แล้วคำนวณหาค่า M กับ C ออกมาซึ่งใช้ในสมการเส้นตรงคือ

$$Y = MX + C$$

โดย x คือ อินพุตที่รับเข้ามา

y คือ ค่าที่เราจะแสดงผล โดยเก็บ M ไว้ในแอดเดรส 54H-56H

c ไว้ในแอดเดรส 64H-66H

020C	ORG 020CH
020C AA50	MOV R2,50H
020E AB51	MOV R3,51H
0210 AC52	MOV R4,52H
0212 AD53	MOV R5,53H
0214 121700	LCALL DEC
0217 8B54	MOV 54H,R3
0219 8C55	MOV 55H,R4
021B 8D56	MOV 56H,R5
021D AA60	MOV R2,60H
021F AB61	MOV R3,61H
0221 AC62	MOV R4,62H
0223 AD63	MOV R5,63H
0225 121700	LCALL DEC
0228 8B64	MOV 64H,R3
022A 8C65	MOV 65H,R4
022C 8D66	MOV 66H,R5
022E 7856	MOV R0,#56H
0230 7905	MOV R1,#05H
0232 C270	CLR 70H

0237 97	SUBB A,@R1
0238 F6	MOV @R0,A
0239 9270	MOV 70H,C
023B 18	DEC R0
023C 19	DEC R1
023D B853F4	CJNE R0,#53H,A4
0240 AB54	MOV R3,54H
0242 AC55	MOV R4,55H
0244 AD56	MOV R5,56H
0246 C2F0	CLR OF0H
0248 855420	MOV 20H,54H
024B 300708	JNB 07H,M6
024E 756700	MOV 67H,#00H
0251 1213A0	LCALL NEG
0254 D2F0	SETB OF0H
0256 8B54	M6: MOV 54H,R3
0258 8C55	MOV 55H,R4
025A 8D56	MOV 56H,R5
025C AA70	MOV R2,70H
025E AB71	MOV R3,71H
0260 AC72	MOV R4,72H
0262 AD73	MOV R5,73H
0264 121700	LCALL DEC
0267 8B74	MOV 74H,R3
0269 8C75	MOV 75H,R4
026B 8D76	MOV 76H,R5
026D AA78	MOV R2,78H
026F AB79	MOV R3,79H
0271 AC7A	MOV R4,7AH

0273 AD7B	MOV R5,7BH
0275 121700	LCALL DEC
0278 8B7D	MOV 7DH,R3
027A 8C7E	MOV 7EH,R4
027C 8D7F	MOV 7FH,R5
027E 7876	MOV R0,#76H
0280 7905	MOV R1,#05H
0282 C270	CLR 70H
0284 A270	A5: MOV C,70H
0286 E6	MOV A,@R0
0287 97	SUBB A,@R1
0288 F6	MOV @R0,A
0289 9270	MOV 70H,C
028B 18	DEC R0
028C 19	DEC R1
028D B873F4	CJNE R0,#73H,A5
0290 AB74	MOV R3,74H
0292 AC75	MOV R4,75H
0294 AD76	MOV R5,76H
0296 C2F1	CLR 0F1H
0298 855420	MOV 20H,54H
029B 300708	JNB 07H,M7
029E 756700	MOV 67H,#00H
02A1 1218A0	LCALL NEG
02A4 D2F1	SETB 0F1H
02A6 8B74	M7: MOV 74H,R3
02A8 8C75	MOV 75H,R4
02AA 8D76	MOV 76H,R5
02AC 855420	MOV 20H,54H

02AF 855521	MOV 21H,55H
02B2 855622	MOV 22H,56H
02B5 752300	MOV 23H,#00H
02B8 752400	MOV 24H,#00H
02BB 752500	MOV 25H,#00H
02BE 857440	MOV 40H,74H
02C1 857541	MOV 41H,75H
02C4 857642	MOV 42H,76H
02C7 121120	LCALL DIV
02CA 121350	LCALL RRO
02CD 8A54	MOV 54H,R2
02CF 8B55	MOV 55H,R3
02D1 8C56	MOV 56H,R4
02D3 8A40	MOV 40H,R2
02D5 8B41	MOV 41H,R3
02D7 8C42	MOV 42H,R4
02D9 857D44	MOV 44H,7DH
02DC 857E45	MOV 45H,7EH
02DF 857F46	MOV 46H,7FH
02E2 852D4E	MOV 4EH,2DH
02E5 85F04F	MOV 4FH,0FOH
02E8 121800	LCALL NULL
02EB 7866	MOV RO,#66H
02ED 7904	MOV R1,#04H
02EF C270	CLR 70H
02F1 A270	A6: MOV C,70H
02F3 E6	MOV A,@RO

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่ 02F4 97 ทรัพยากรการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอญ SUBB A,@R1 โยชนด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น 02F5 F6 ให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าขอ MOV @RO,A ด้งที่มีการนำไปใช้

02F6 9270	MOV 70H,C
02F8 18	DEC RO
02F9 19	DEC R1
02FA B863F4	CJNE RO,#63H,A6

โปรแกรมหลักส่วนที่ 3 ทำหน้าที่รับอินพุตเข้ามาแล้ว คำนวณจากอินพุตเป็นตัวแสดง
ผลโดยใช้สูตร $Y = MX + C$ และตรวจสอบอินพุตที่เข้ามา ถ้าต่ำกว่า A, B และ C
ที่ตั้งไว้ LED A, B และ C จะติด แต่ถ้าสูงกว่าจะดับ

0306	ORG 0306H
0306 121000	MAIN: LCALL IN
0309 8B40	MOV 40H,R3
030B 8C41	MOV 41H,R4
030D 8D42	MOV 42H,R5
030F 855444	MOV 44H,54H
0312 855545	MOV 45H,55H
0315 855646	MOV 46H,56H
0318 852D4E	MOV 4EH,2DH
031B 85F04F	MOV 4FH,0FOH
031E 121800	LCALL MULL
0321 7866	MOV RO,#66H
0323 7904	MOV R1,#04H
0325 C270	CLR 70H
0327 A270	A4: MOV C,70H
0329 E6	MOV A,@RO
032A 27	ADD A,@R1
032B F7	MOV @R1,A

เอกสารนี้เป็นเอกสาร 032C 9270 รับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่หรือใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น 032E 18 มิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของ DEC RO ทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

032F 19	DEC R1
0330 B863F4	CJNE R0,#63H,A4
0333 C290	CLR 90H
0335 C291	CLR 91H
0337 C292	CLR 92H
0339 786E	MOV R0,#6EH
033B 121900	LCALL SUBB
033E 307002	JNB 70H,M1
0341 D290	SETB 090H
0343 7877	M1: MOV R0,#77H
0345 121900	LCALL SUBB
0348 307002	JNB 70H,M2
034B D291	SETB 91H
034D 787E	M2: MOV R0,#7EH
034F 121900	LCALL SUBB
0352 307002	JNB 70H,M3
0355 D292	SETB 92H
0357 C2B0	M3: CLR 0B0H
0359 C2B1	CLR 0B1H
035B D2B1	SETB 0B1H
035D 752F00	MOV 2FH,#00H
0360 8A20	MOV 20H,R2
0362 300709	JNB 07H,M6
0365 756700	MOV 67H,#00H
0368 1213A0	LCALL NEG
036B 752F01	MOV 2FH,#01H
036E 8A30	M6: MOV 30H,R2

0370 8B91

MOV 31H,R3

0372 8C32

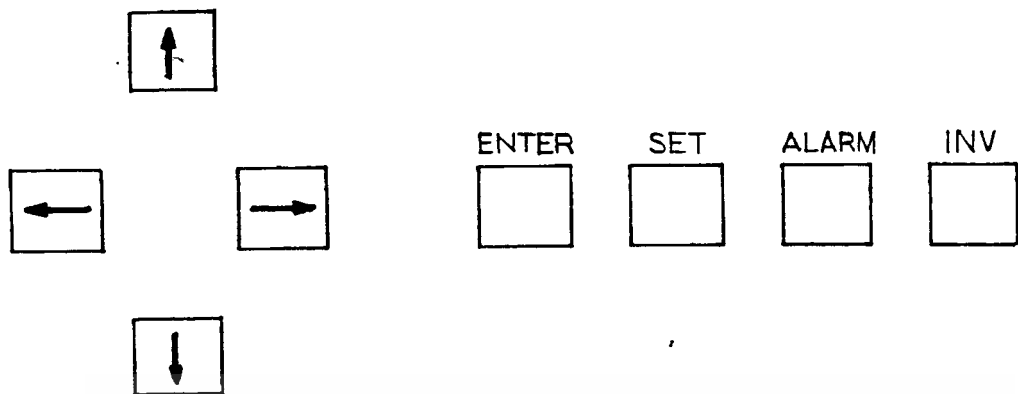
MOV 32H,R4

0374 1212F0	LCALL HTD
0377 1211F0	LCALL TT1
037A 7802	MOV RO,#02H
037C 121020	LCALL DI1
037F E5B0	MOV A,OBOH
0381 B4F203	CJNE A,#0F2H,M11
0384 02013C	LJMP SET
0387 B4F603	M11: CJNE A,#0F6H,M21
038A 020400	LJMP ALARM
038D 020306	M21: LJMP MAIN
0400	ORG 0400H
0400 854F3B	ALARM: MOV 3BH,4FH
0403 854E3A	MOV 3AH,4EH
0406 854D39	MOV 39H,4DH
0409 854C38	MOV 38H,4CH
040C 754F20	MOV 4FH,#20H
040F 754E41	MOV 4EH,#41H
0412 754D20	MOV 4DH,#20H
0415 754C20	MOV 4CH,#20H
0418 121060	LCALL DI2
041B 855820	MOV 20H,58H
041E 855921	MOV 21H,59H
0421 855A22	MOV 22H,5AH
0424 855B23	MOV 23H,5BH
0427 121070	LCALL KEY
042A E5B0	M1: MOV A,OBOH
042C B4FEFB	CJNE A,#0FEH,M1

0435 85225A	MOV 5AH,22H
0438 85235B	MOV 5BH,23H
043B AA58	MOV R2,58H
043D AB59	MOV R3,59H
043F AC5A	MOV R4,5AH
0441 AD5B	MOV R5,5BH
0443 121700	LCALL DEC
0446 8B6C	MOV 6CH,R3
0448 8C6D	MOV 6DH,R4
044A 8D6E	MOV 6EH,R5
044C 754E42	MOV 4EH,#42H
044F 121060	LCALL D12
0452 855C20	MOV 20H,5CH
0455 855D21	MOV 21H,5DH
0458 855E22	MOV 22H,5EH
045B 855F23	MOV 23H,5FH
045E 121070	LCALL KEY
0461 E5B0	01: MOV A,OBOH
0463 B4FEFB	CJNE A,#0FEH,01
0466 85205C	MOV 5CH,20H
0469 85215D	MOV 5DH,21H
046C 85225E	MOV 5EH,22H
046F 85235F	MOV 5FH,23H
0472 AA5C	MOV R2,5CH
0474 AB5D	MOV R3,5DH
0476 AC5E	MOV R4,5EH
0478 AD5F	MOV R5,5FH

047F 8C76	MOV 76H,R4
0481 8D77	MOV 77H,R5
0483 754E43	MOV 4EH,#43H
0486 121060	LCALL DI2
0489 856820	MOV 20H,68H
048C 856921	MOV 21H,69H
048F 856A22	MOV 22H,6AH
0492 856B23	MOV 23H,6BH
0495 121070	LCALL KEY
0498 E5B0	02: MOV A,0B0H
049A B4FEFB	CJNE A,#0FEH,02
049D 852068	MOV 68H,20H
04A0 852169	MOV 69H,21H
04A3 85226A	MOV 6AH,22H
04A6 85236B	MOV 6BH,23H
04A9 AA68	MOV R2,68H
04AB AB69	MOV R3,69H
04AD AC6A	MOV R4,6AH
04AF AD6B	MOV R5,6BH
04B1 121700	LCALL DEC
04B4 8B7C	MOV 7CH,R3
04B6 8C7D	MOV 7DH,R4
04B8 8D7E	MOV 7EH,R5
0306	ORG 0306H

4.3 วิธีการใช้เครื่อง



เมื่อเปิดเครื่อง จะแสดงตัวอักษรวิ่งมีข้อความว่า "PROJECT PROGRAMMABLE PANEL METER BY INS-32" แล้วจะแสดงค่าแรงดันที่กำลังวัดอยู่ โดยแสดงหน่วยวัดเป็น V เมื่อต้องการตั้งค่าก็ให้กดคีย์ SET เครื่องจะขึ้นตัวเลข และกระพริบ 1 หลักบนจอที่ดิจิทัลแสดงหน่วยจะเขียนคำว่า SPAN แล้วกดคีย์ UP-DOWN-LEFT-RIGHT (ลูกศร) เพื่อตั้งค่า SPAN พอได้แล้วให้กดคีย์ ENTER เครื่องก็จะรับค่าไปเก็บไว้ภายใน และจะขึ้นตัวเลขที่เรากำลังวัดอยู่ หน่วยเป็น SP-V ที่นี่เราก็ปรับ Volt ที่เข้าทางอินพุทจนได้ค่าที่ต้องการ ซึ่งเป็นอินพุทของ SPAN แล้วกดคีย์ ENTER เครื่องก็จะเข้าไปตั้งหน่วย ZERO แต่ถ้าไม่รับอินพุทเข้ามา อาจตั้งค่าด้วยคีย์บอร์ดก็ได้ โดยกดคีย์ INV กับ SET พร้อมกัน หรือถ้าไม่ต้องการตั้งค่า SP-V ก็ให้กดคีย์ ALARM แทน ทีนี้มาตั้งค่า ZERO โดยใช้วิธีลักษณะเดียวกันกับการตั้งค่า SPAN พอเสร็จจากการตั้งค่า ZERO ก็มาตั้งค่า ZE-V โดยวิธีเดียวกันกับการตั้งค่า SP-V หลังจากนั้นก็มาตั้งค่าหน่วยของการวัด โดยการกดคีย์ (ลูกศร) หลังจากตั้งค่าเสร็จแล้ว ก็กดคีย์ ENTER อีกที ก็จะหลุดออกมาทำงานปกติ โดยแสดงเป็นตัวเลขช่วง ZERO-SPAN ที่เราตั้งค่าไว้ และหน่วยที่เราตั้งไว้ ทีนี้กดคีย์ ALARM เพื่อตั้งระดับควบคุม โดยกดคีย์ ALARM จะขึ้นตัวอักษร A ตั้งค่าที่ระดับ A แล้วกดคีย์ ALARM จะขึ้นตัวอักษร B ตั้งค่าที่ระดับ B แล้วกดคีย์ ALARM จะขึ้นตัวอักษร C ตั้งค่าที่ระดับ C แล้วกดคีย์ ALARM อีกครั้ง การที่เรากดคีย์ ALARM โดยไม่ได้ตั้งค่าก็จะได้ค่าเดิมที่เราตั้งไว้ก่อนแล้ว

บทที่ 5

การวิเคราะห์และสรุปผล

ปริญญานิพนธ์นี้ เป็นการเสนอเครื่องมือวัดทางอุตสาหกรรม ที่ใช้สำหรับวัดหาค่า ปริมาณทางฟิสิกส์ต่าง ๆ โดยสามารถที่จะตั้งค่า ZERO และ SPAN ของสิ่งที่ทำการวัดอยู่ได้ โดยสัญญาณอินพุตที่เข้ามาจะต้องเป็นสัญญาณมาตรฐานทางกระแสไฟฟ้า 4-20 mA หรือ มาตรฐานทางแรงเคลื่อนไฟฟ้า 1-5 V

จากการทดลองในส่วนของ A/D Converter ขนาด 12 บิต พบว่าปัญหาที่เกิดขึ้น ส่วนใหญ่เกิดจากแหล่งจ่ายไฟ DC ที่ไม่เรียบพอ (มี Ripple) ซึ่งทำให้เกิดความผิดพลาด ขึ้นในบิตต่ำ ๆ

จากการทดลองในส่วนของภาคประมวลผล และแสดงผล พบว่าถ้าหากเราใช้ วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่ที่ป้อนให้กับ CPU 8031 เกิน 2 MHz ขึ้นไปจะทำให้ตัวแสดงผล แสดงผลผิดพลาด และถ้ายิ่งมีความถี่สูงมาก ๆ ก็จะทำให้ตัวแสดงผลไม่สามารถแสดงผล ได้เลย ที่เป็นเช่นนี้ก็เนื่องมาจากตัวแสดงผลที่ใช้ มีการตอบสนองต่อความถี่ไม่สูงพอนั่นเอง

การแก้ไขปรับปรุง

- 1.) จะต้องใช้แหล่งจ่ายไฟที่มีความเรียบมาก ๆ
- 2.) ใช้ตัวแสดงผล DL1416 ที่มีการตอบสนองต่อความถี่ได้สูง

การพัฒนา

เราสามารถที่จะพัฒนาเครื่องมือวัดนี้ไปใช้กับงานต่างๆ ได้มากมาย และยังสามารรถเพิ่มเติมส่วนของ Hardware และ Software ได้อีก เพราะได้มีการออกแบบสำรองไว้ สำหรับการเพิ่มเติมแล้ว



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

MAXIMUM RATINGS

Positive Supply Voltage (GND to V ⁺)	+6.2V
Negative Supply Voltage (GND to V ⁻)	-9V
Analog Input Voltage (Lo or Hi) (Note 1)	V ⁺ to V ⁻
Reference Input Voltage (Lo or Hi) (Note 1)	V ⁺ to V ⁻
Digital Input Voltage	V ⁺ + 0.3V
(Pins 2-27) (Note 2)	GND - 0.3V
Power Dissipation (Note 3)		
Ceramic Package	1W @ +85°C
Plastic Package	500mW @ +70°C
Operating Temperature		
Ceramic Package (MDL)	-55°C ≤ T _A ≤ +125°C
Plastic Package (IDL)	-25°C ≤ T _A ≤ +85°C
Plastic Package (CPL)	0°C ≤ T _A ≤ +70°C
Storage Temperature	-55°C ≤ T _A ≤ +125°C
Lead Temperature (Soldering, 60 sec.)	+300°C

Stresses above those listed under "Absolute Maximum Ratings" may cause permanent damage to the devices. This is a stress functional operation of the devices at these or any other conditions above those indicated in the operational sections of the data sheet is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

OPERATING CHARACTERISTICS

Conditions with V⁺ = +5V, V⁻ = -5V, GND = 0V, T_A = 25°C, unless otherwise indicated. Conditions shown on page 1.

DEFINITION

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
Offset Reading		V _{IN} = 0.0V Full Scale = 409.6mV	-0000 ₆	±0000 ₆	+0000 ₆	Octal Reading
Gain Reading		V _{IN} = V _{REF} V _{REF} = 204.8mV	3777 ₆	3777 ₆ 4000 ₆	4000 ₆	Octal Reading
Linearity (Max deviation from straight line fit)		Full Scale = 409.6mV to 4.096V Over full operating temperature range.	-1	±2	+1	Counts
Linearity (Difference for equal pct. and line near full scale)		Full Scale = 409.6mV to 4.096V Over full operating temperature range.	-1	±2	+1	Counts
Common Mode Rejection Ratio	CMRR	V _{CM} ±1V V _{IN} = 0V Full Scale = 409.6mV		50		μV/V
Common Mode Range	V _{CMR}	Input Hi, Input Lo, Common	V ⁻ +1.5		V ⁺ -1.0	V
Input Offset Voltage (at 5% of time)	e _n	V _{IN} = 0V Full Scale = 409.6mV		15		μV
Input Current at Input	I _{ILK}	V _{IN} = 0 All devices 25°C ICL7109CPL 0°C ≤ T _A ≤ +70°C ICL7109IDC -25°C ≤ T _A ≤ +85°C ICL7109MDL -55°C ≤ T _A ≤ +125°C		1 20 100 2	10 100 250 5	pA pA pA nA
Input Offset Voltage Drift		V _{IN} = 0V		0.2	1	μV/°C
Input Offset Voltage Drift vs. Temperature		V _{IN} = 408.9mV = > 7770 ₆ reading Ext. Ref. 0 ppm/°C		1	5	ppm/°C
Supply Current (from V ⁺ to V ⁻)	I ⁺	V _{IN} = 0, Crystal Osc. 3.58MHz test circuit		700	1500	μA
Supply Current (from V ⁺ to V ⁻)	I _{SUPP}	Pins 2-21, 25, 26, 27, 29, open		700	1500	μA
Reference Voltage	V _{REF}	Referred to V ⁻ , 25kΩ between V ⁺ and REF OUT	-2.4	-2.8	-3.2	V
Reference Voltage Coefficient		25kΩ between V ⁺ and REF OUT		60		ppm/°C
Common Mode Range	V _{CM}	IN HI, IN LO, COMMON	V ⁻ +1.5	V ⁺ -0.5 to V ⁻ +1.0	V ⁺ -1.0	V

ICL7109

INTERMIL

DIGITAL SECTION

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
Output High Voltage	V _{OH}	I _{OUT} = 100 μA Pins 2-16, 18, 19, 20	3.5	4.3		V
Output Low Voltage	V _{OL}	I _{OUT} = 1.6 mA		0.2	0.4	V
Output Leakage Current		Pins 3-16 high impedance		±0.1	±1	μA
Control I/O Pullup Current		Pins 18, 19, 20 V _{OUT} = V ⁻ -3V MODE input at GND		5		μA
Control I/O Loading		H _{SEN} Pin 19 L _{SEN} Pin 18			50	pF
Input High Voltage	V _{IH}	Pins 16-21, 26, 27 referred to GND	2.5			V
Input Low Voltage	V _{IL}	Pins 16-21, 26, 27 referred to GND			1	V
Input Pull-up Current		Pins 26, 27 V _{OUT} = V ⁻ -3V		5		μA
Input Pull-up Current		Pins 17, 24 V _{OUT} = V ⁻ -3V		25		μA
Input Pull-down Current		Pin 21 V _{OUT} = GND +3V		5		μA
Oscillator Output Current	High	O _{OH}	V _{OUT} = 2.5V	1		mA
	Low	O _{OL}	V _{OUT} = 2.5V	1.5		mA
Buffered Oscillator Output Current	High	B _{OOH}	V _{OUT} = 2.5V	2		mA
	Low	B _{OOL}	V _{OUT} = 2.5V	5		mA
MODE Input Pulse Width	t _w		50			ns

Note 1: Input voltages may exceed the supply voltages provided the input current is limited to ±100 μA

Note 2: Due to the SCR structure inherent in the process used to fabricate these devices, connecting any digital inputs or outputs to voltages greater than V⁻ or less than GND may cause destructive device latchup. For this reason it is recommended that no inputs from sources other than the same power supply be applied to the ICL7109 before its power supply is established, and that in multiple supply systems the supply to the ICL7109 be activated first.

Note 3: This limit refers to that of the package and will not be obtained during normal operation.

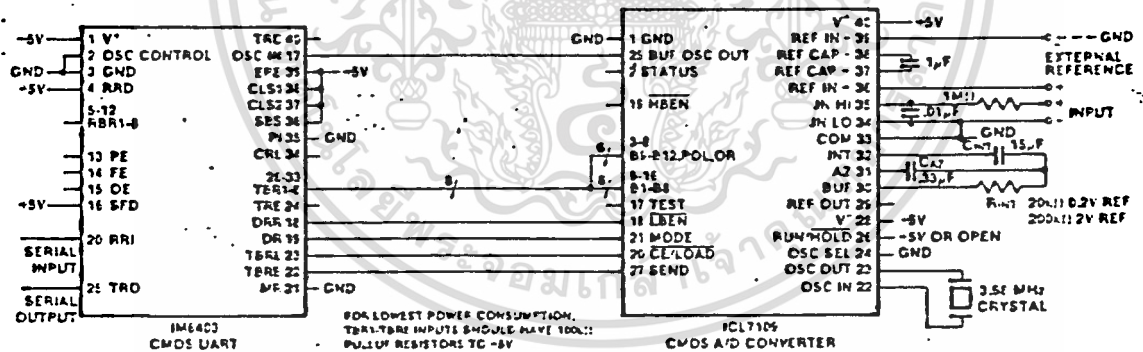


Figure 1A. Typical Connection Diagram UART Interface - To transmit latest result, send any word to UART

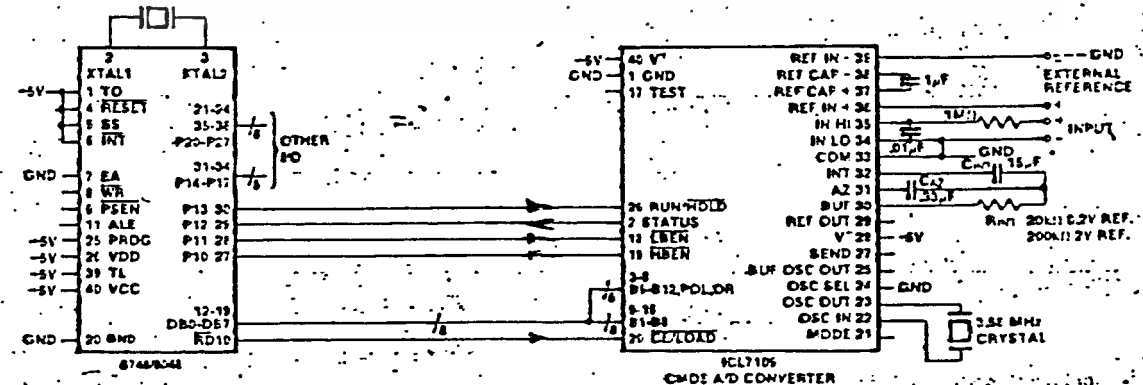


Figure 1B: Typical Connection Diagram Parallel Interface With MCS-4E Microcomputer

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TABLE 2 - Pin Assignment and Function Description

MODEL	DESCRIPTION	PIN	SYMBOL	DESCRIPTION
ICL7105	Digital Ground, 0V, Ground return for all digital logic	21	MODE	Input Low - Direct output mode where CE/LOAD (Pin 20), HBEN (Pin 19) and LBER (Pin 18) act as Inputs directly controlling byte outputs. Input Pulsed High - Causes immediate entry into handshake mode and output of data as in Figure 9. Input High - Enables CE/LOAD (Pin 20), HBEN (Pin 19), and LBER (Pin 18) as outputs, handshake mode will be entered and data output as in Figures 7 and 8 at conversion completion.
	Output High during Integrate and deintegrate until data is latched. Output Low when analog section is in Auto-Zero configuration.			
	Polarity - HI for Positive Input.			
	Overrange - HI if Overranged.			
	Bit 12 (Most Significant Bit)			
	Bit 11	All three state output data bits		
	Bit 10			
	Bit 9			
	Bit 8			
	Bit 7			
	Bit 6			
	Bit 5			
Bit 4				
Bit 3				
Bit 2				
Bit 1 (Least Significant Bit)				
TEST	Input High - Normal Operation. Input Low - Forces all bit outputs high. Note: This input is used for test purposes only.	25	BUF OSC OUT	Buffered Oscillator Output
LBER	Low Byte Enable - With Mode (Pin 21) low, and CE/LOAD (Pin 20) low, taking this pin low activates low order byte outputs B1-B8. - With Mode (Pin 21) high, this pin serves as a low byte flag output used in handshake mode. See Figures 7, 8, 9.	26	RUN/HOLD	Input High - Conversions continuously performed every 8192 clock pulses. Input Low - Conversion in progress completed, converter will stop in Auto-Zero 7 counts before Integrate.
HBEN	High Byte Enable - With Mode (Pin 21) low, and CE/LOAD (Pin 20) low, taking this pin low activates high order byte outputs B9-B12, POL, OR. - With Mode (Pin 21) high, this pin serves as a high byte flag output used in handshake mode. See Figures 7, 8, 9.	27	SEND	Input - Used in handshake mode to indicate ability of an external device to accept data.
CE/LOAD	Chip Enable Load - With Mode (Pin 21) low, CE/LOAD serves as a master output enable. When high, B1-B12, POL, OR outputs are disabled. - With Mode (Pin 21) high, this pin serves as a load strobe used in handshake mode. See Figures 7, 8, 9.	28	V ⁻	Analog Negative Supply - Nominally -5V with respect to GND (Pin 11).
		29	REF OUT	Reference Voltage Output - Nominally 2.8V down from V ⁻ (Pin 40).
		30	BUFFER	Buffer Amplifier Output
		31	AUTO-ZERO	Auto-Zero Node - Inside foil of C _{AZ}
		32	INTEGRATOR	Integrator Output - Outside foil of C _{INT}
		33	COMMON	Analog Common - System is Auto-Zeroed to COMMON
		34	INPUT LO	Differential Input Low Side
		35	INPUT HI	Differential Input High Side
		36	REF IN +	Differential Reference Input Positive
		37	REF CAP +	Reference Capacitor Positive
		38	REF CAP -	Reference Capacitor Negative
		39	REF IN -	Differential Reference Input Negative
		40	V ⁺	Positive Supply Voltage - Nominally +5V with respect to GND (Pin 11).

Note: All digital levels are positive true.

DETAILED DESCRIPTION

Analog Section

Figure 2 shows the equivalent circuit of the Analog Section of the ICL7105. When the RUN/HOLD input is left open or connected to V⁺, the circuit will perform conversions at a rate determined by the clock frequency (8192 clock periods per cycle). Each measurement cycle is divided into three phases shown in Figure 3. They are (1) Auto-Zero (AZ), (2) Signal Integrate (INT) and (3) Deintegrate (DE).

Auto-Zero Phase

During auto-zero three things happen. First, Input high and low are disconnected from their pins and internally shorted to analog COMMON. Second, the reference capacitor is charged to the reference voltage. Third, a feedback loop is closed around the system to charge the auto-zero capacitor C_{AZ} to compensate for offset voltages in

the buffer amplifier, integrator, and comparator. Since the comparator is included in the loop, the AZ accuracy is limited only by the noise of the system. In any case, the offset referred to the input is less than 10_μV.

2. Signal Integrate Phase

During signal Integrate the auto-zero loop is opened, the internal short is removed and the internal input high and low are connected to the external pins. The converter then integrates the differential voltage between IN HI and IN LO for a fixed time of 2048 clock periods. Note that this differential voltage can be within the common mode range of the inputs. At the end of this phase, the polarity of the integrated signal is determined.

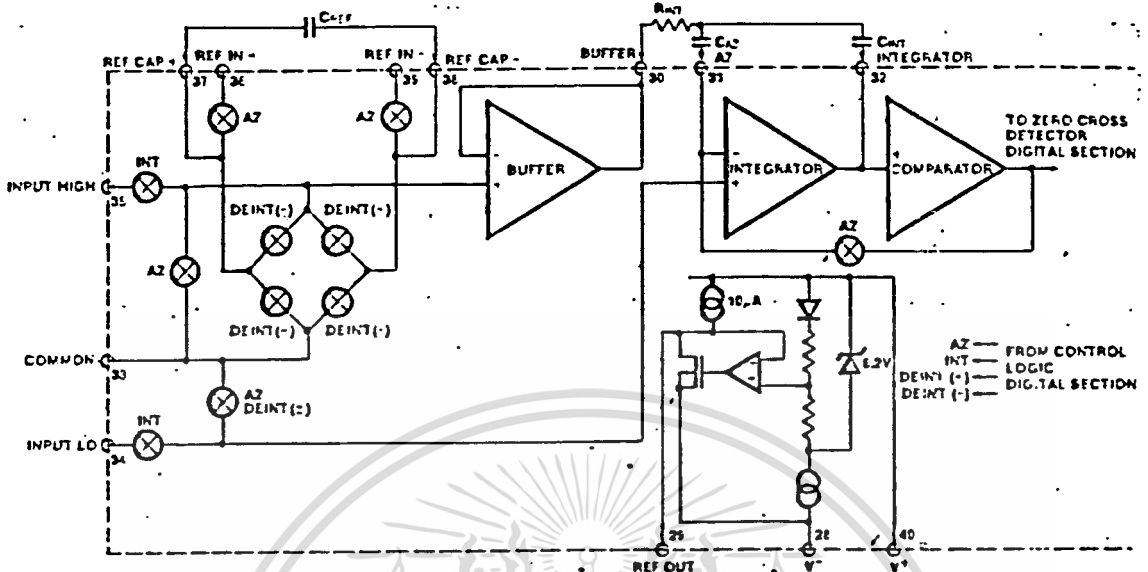


Figure 2: Analog Section

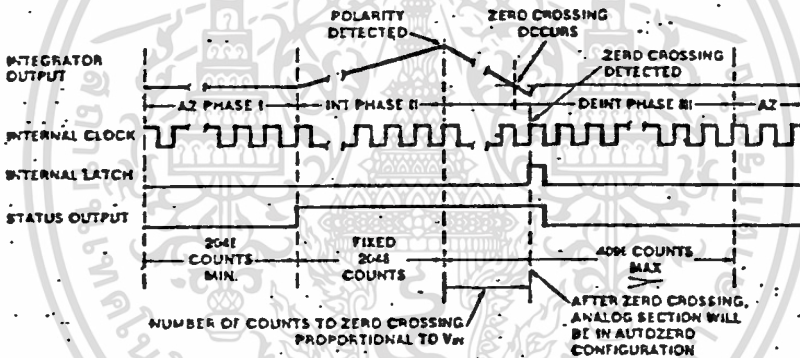


Figure 3: Conversion Timing (RUN/HOLD Pin High)

3. De-Integrate Phase

The final phase is de-integrate, or reference integrate. Input low is internally connected to analog COMMON and input high is connected across the previously charged (during auto-zero) reference capacitor. Circuitry within the chip ensures that the capacitor will be connected with the correct polarity to cause the integrator output to return to zero crossing (established in Auto Zero) with a fixed slope. Thus the time for the output to return to zero (represented by the number of clock periods counted) is proportional to the input signal.

Differential Input

The input can accept differential voltages anywhere within the common mode range of the input amplifier, or specifically from 1.0 volts below the positive supply to 1.5 volts above the negative supply. In this range the system has a CMRR of 85dB typical. However, since the integrator also swings with the common mode voltage, care must be exercised to ensure the integrator output does not saturate. A worst case condition would be a large positive common mode voltage with a near full-scale negative differential input voltage. The negative input signal drives the integrator

positive when most of its swing has been used up by the positive common mode voltage. For these critical applications the integrator swing can be reduced to less than the recommended 4V full scale with some loss of accuracy. The integrator output can swing within 0.3 volts of either supply without loss of linearity.

The ICL7109 has, however, been optimized for operation with analog common near digital ground. With power supplies of +5V and -5V, this allows a 4V full scale integrator swing positive or negative maximizing the performance of the analog section.

Differential Reference

The reference voltage can be generated anywhere within the power supply voltage of the converter. The main source of common mode error is a roll-over voltage caused by the reference capacitor losing or gaining charge to stray capacity on its nodes. If there is a large common mode voltage, the reference capacitor can gain charge (increase voltage) when called up to deintegrate a positive signal but lose charge (decrease voltage) when called up to deintegrate a negative input signal. This difference in reference for (+) or (-) input voltage will give a roll-over error. However, by

The reference capacitor, large enough in comparison to the stray capacitance, this error can be held to less than 0.5 count for the worst case condition (see Component Values Selection below). The roll-over error from these sources is minimized by driving the reference common mode voltage near or at analog COMMON.

Component Value Selection

For optimum performance of the analog section, care must be taken in the selection of values for the integrator capacitor and resistor, auto-zero capacitor, reference voltage, and conversion rate. These values must be chosen to suit the particular application.

The most important consideration is that the integrator output swing (for full-scale input) be as large as possible. For example, with $\pm 5V$ supplies and COMMON connected to GND, the nominal integrator output swing at full scale is $\pm 4V$. Since the integrator output can go to 0.3V from either supply without significantly affecting linearity, a 4V integrator output swing allows 0.7V for variations in output swing due to component value and oscillator tolerances. With $\pm 5V$ supplies and a common mode range of $\pm 1V$ required, the component values should be selected to provide $\pm 3V$ integrator output swing. Noise and rollover errors will be slightly worse than in the $\pm 4V$ case. For larger common mode voltage ranges, the integrator output swing must be reduced further. This will increase both noise and rollover errors. To improve the performance, supplies of $\pm 6V$ may be used.

1. Integrating Resistor

Both the buffer amplifier and the integrator have a class A output stage with $100\mu A$ of quiescent current. They supply $20\mu A$ of drive current with negligible non-linearity. The integrating resistor should be large enough to remain in this very linear region over the input voltage range, but small enough that undue leakage requirements are not placed on the PC board. For 4.096 volt full scale, $200k\Omega$ is near optimum and similarly a $20k\Omega$ for a 409.6mV scale. For other values of full scale voltage, R_{INT} should be chosen by the relation

$$R_{INT} = \frac{\text{full scale voltage}}{20\mu A}$$

2. Integrating Capacitor

The integrating capacitor C_{INT} should be selected to give the maximum integrator output voltage swing without saturating the integrator (approximately 0.3 volt from either supply). For the ICL7109 with ± 5 volt supplies and analog common connected to GND, a ± 3.5 to ± 4 volt integrator output swing is nominal. For 7-1/2 conversions per second (61.72KHz clock frequency) as provided by the crystal oscillator, nominal values for C_{INT} and C_{AZ} are $0.15\mu F$ and $0.33\mu F$, respectively. If different clock frequencies are used, these values should be changed to maintain the integrator output voltage swing. In general, the value of C_{INT} is given by

$$C_{INT} = \frac{(2048 \times \text{clock period}) (20\mu A)}{\text{integrator output voltage swing}}$$

An additional requirement of the integrating capacitor is that it have low dielectric absorption to prevent roll-over errors. While other types of capacitors are adequate for this application, polypropylene capacitors give undetectable errors at reasonable cost up to $85^\circ C$. For the military temperature range, Teflon[®] capacitors are recommen-

ded. While their dielectric absorption characteristics vary somewhat from unit to unit, selected devices should give less than 0.5 count of error due to dielectric absorption.

3. Auto-Zero Capacitor

The size of the auto-zero capacitor has some influence on the noise of the system; a big capacitor, giving less noise. However, it cannot be increased without limits since it, in parallel with the integrating capacitor forms an R-C time constant that determines the speed of recovery from overloads and more important the error that exists at the end of an auto-zero cycle. For 409.6mV full scale where noise is very important and the integrating resistor small, a value of C_{AZ} twice C_{INT} is optimum. Similarly for 4.096V full scale where recovery is more important than noise, a value of C_{AZ} equal to half of C_{INT} is recommended.

For optimal rejection of stray pickup, the outer foil of C_{AZ} should be connected to the R-C summing junction and the inner foil to pin 31. Similarly the outer foil of C_{INT} should be connected to pin 32 and the inner foil to the R-C summing junction. Teflon[®], or equivalent, capacitors are recommended above $85^\circ C$ for their low leakage characteristics.

4. Reference Capacitor

A $1\mu F$ capacitor gives good results in most applications. However, where a large common mode voltage exists (i.e. the reference low is not at analog common) and a 409.6mV scale is used, a larger value is required to prevent roll-over error. Generally $10\mu F$ will hold the roll-over error to 0.5 count in this instance. Again, Teflon[®], or equivalent capacitors should be used for temperatures above $85^\circ C$ for their low leakage characteristics.

5. Reference Voltage

The analog input required to generate a full scale output of 4096 counts is $V_{IN} = 2V_{REF}$. Thus for a normalized scale, a reference of 2.048V should be used for a 4.096V full scale, and 204.8mV should be used for a 0.4096V full scale. However, in many applications where the A/D is sensing the output of a transducer, there will exist a scale factor other than unity between the absolute output voltage to be measured and a desired digital output. For instance, in a weighing system, the designer might like to have a full scale reading when the voltage from the transducer is 0.682V. Instead of dividing the input down to 409.6mV, the input voltage should be measured directly and a reference voltage of 0.341V should be used. Suitable values for integrating resistor and capacitor are $34k\Omega$ and $0.15\mu F$. This avoids a divider on the input. Another advantage of this system occurs when a zero reading is desired for non-zero input. Temperature and weight measurements with an offset or tare are examples. The offset may be introduced by connecting the voltage output of the transducer between common and analog high, and the offset voltage between common and analog low, observing polarities carefully. However, in processor-based systems using the ICL7109, it may be more efficient to perform this type of scaling or tare subtraction digitally using software.

6. Reference Sources

The stability of the reference voltage is a major factor in the overall absolute accuracy of the converter. The resolution of the ICL7109 at 12 bits is one part in 4096, or 244ppm. Thus if the reference has a temperature coefficient of 80ppm/ $^\circ C$ (onboard reference) a temperature difference of $3^\circ C$ will introduce a one-bit absolute error.

ICL7109

INTERSI

For this reason, it is recommended that an external high-quality reference be used where the ambient temperature is not controlled or where high-accuracy absolute measurements are being made.

The ICL7109 provides a REFERENCE OUTPUT (pin 29) which may be used with a resistive divider to generate a suitable reference voltage. This output will sink up to about 20mA without significant variation in output voltage, and is provided with a pullup bias device which sources about 10 μ A. The output voltage is nominally 2.6V below V⁺, and has a temperature coefficient of ± 80 ppm/°C typ. When using the onboard reference, REF OUT (Pin 29) should be connected to REF- (pin 39), and REF+ should be connected to the wiper of a precision potentiometer between REF OUT and V⁺. The circuit for a 204.8mV reference is shown in the test circuit. For a 2.048mV reference, the fixed resistor should be removed, and a 25k Ω precision potentiometer between REF OUT and V⁺ should be used.

Note that if pins 29 and 39 are tied together and pins 39 and 40 accidentally shorted (e.g., during testing), the reference supply will sink enough current to destroy the device. This can be avoided by placing a 1k Ω resistor in series with pin 39.

DETAILED DESCRIPTION

Digital Selection

The digital section includes the clock oscillator and scaling circuit, a 12-bit binary counter with output latches and TTL-compatible three-state output drivers, polarity, over-range and control logic, and UART handshake logic, as shown in the Block Diagram, Figure 4.

Throughout this description, logic levels will be referred to as "low" or "high". The actual logic levels are defined in Table 1 "Operating Characteristics". For minimum power consumption, all inputs should swing from GND (low) to V⁺ (high). Inputs driven from TTL gates should have 3-5k Ω pull-up resistors added for maximum noise immunity.

MODE Input

The MODE input is used to control the output mode of the

converter. When the MODE pin is low or left open (this input is provided with a pulldown resistor to ensure a low level when the pin is left open), the converter is in its "Direct" output mode, where the output data is directly accessible under the control of the chip and byte enable inputs. When the MODE input is pulsed high, the converter enters the UART handshake mode and outputs the data in two bytes, then returns to "direct" mode. When the MODE input is left high, the converter will output data in the handshake mode at the end of every conversion cycle. (See section entitled "Handshake Mode" for further details).

STATUS Output

During a conversion cycle, the STATUS output goes high at the beginning of Signal Integrate (Phase II), and goes low one-half clock period after new data from the conversion has been stored in the output latches. See Figure 3 for details of this timing. This signal may be used as a "data valid" flag (data never changes while STATUS is low) to drive interrupt, or for monitoring the status of the converter.

RUN/HOLD Input

When the RUN/HOLD input is high, or left open, the circuit will continuously perform conversion cycles, updating the output latches after zero crossing during the Deintegrate (Phase III) portion of the conversion cycle (See Figure 3). In this mode of operation, the conversion cycle will be performed in 8192 clock periods, regardless of the resulting value.

If RUN/HOLD goes low at any time during Deintegrate (Phase III) after the zero crossing has occurred, the circuit will immediately terminate Deintegrate and jump to Auto-Zero. This feature can be used to eliminate the time spent in Deintegrate after the zero-crossing. If RUN/HOLD stays or goes low, the converter will ensure minimum Auto-Zero time, and then wait in Auto-Zero until the RUN/HOLD input goes high. The converter will begin the Integrate (Phase II) portion of the next conversion (and the STATUS output will go high seven clock periods after the high level is detected at RUN/HOLD. See Figure 5 for details).

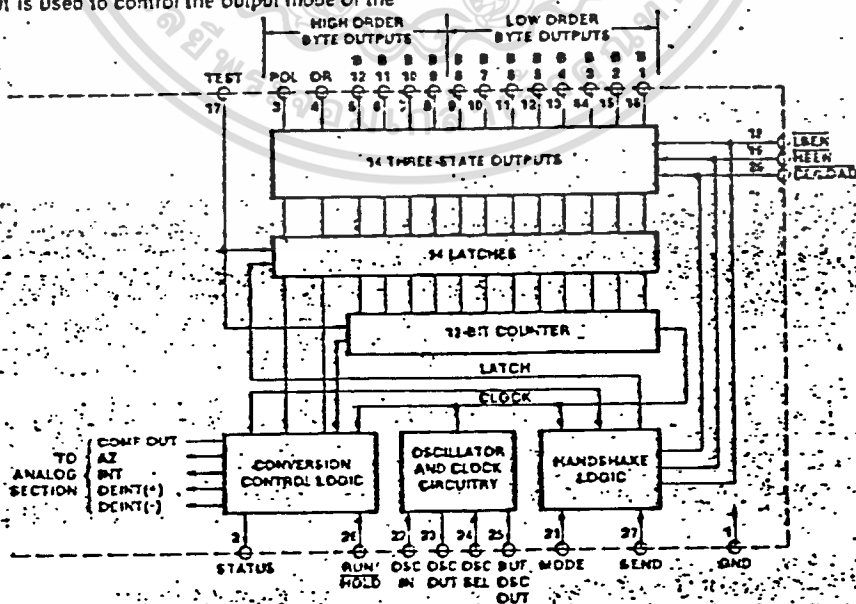


Figure 4: Digital Section

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

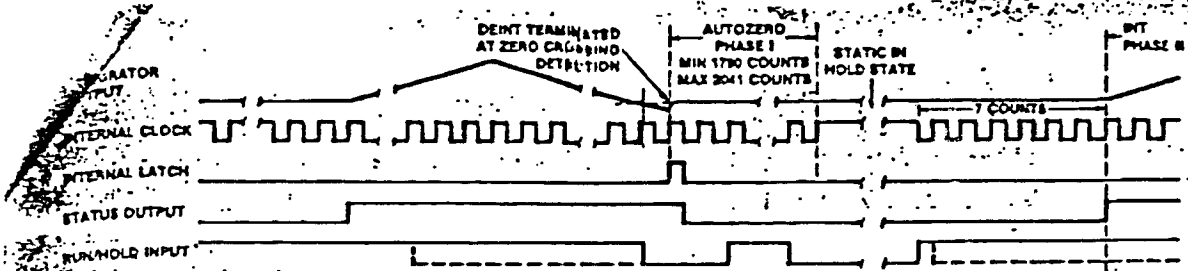


Figure 5: Run/Hold Operation.

Using the RUN/HOLD input in this manner allows an easy convert on demand interface to be used. The converter may be held at idle in auto-zero with RUN/HOLD low. When RUN/HOLD goes high the conversion is started, and when the STATUS output goes low the new data is valid for transfer to the UART - see Handshake Mode. RUN/HOLD may now go low terminating Deintegrate and ensuring a minimum Auto-Zero time before stopping to wait for the next conversion.

Alternately, RUN/HOLD can be used to minimize conversion time by ensuring that it goes low during Deintegrate, after zero crossing, and goes high after the hold point is reached. The required activity on the RUN/HOLD input can be provided by connecting it to the Buffered Oscillator Output. In this mode the conversion time is dependent on the input value measured. Also refer to Intersil Application Bulletin A032 for a discussion of the effects this will have on Auto-Zero performance.

If the RUN/HOLD input goes low and stays low during Auto-Zero (Phase II), the converter will simply stop at the end of Auto-Zero and wait for RUN/HOLD to go high. As above, Integrate (Phase III) begins seven clock periods after the high level is detected.

Direct Mode

When the MODE pin is left at a low level, the data outputs (bits 1 through 8 low order byte, bits 9 through 12, polarity and over-range high order byte) are accessible under control of the byte and chip enable terminals as inputs. These three inputs are all active low, and are provided with pullup resistors to ensure an inactive high level when left open. When the chip enable input is low, taking a byte enable input low will allow the outputs of that byte to become active (three-stated on). This allows a variety of parallel data accessing techniques to be used, as shown in the section entitled "Interfacing." The timing requirements for these outputs are shown in Figure 6 and Table 3.

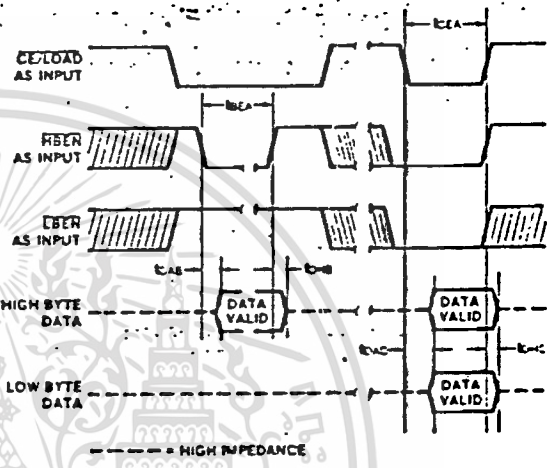


Figure 6: Direct Mode Output Timing

It should be noted that these control inputs are asynchronous with respect to the converter clock - the data may be accessed at any time. Thus it is possible to access the data while it is being updated, which could lead to scrambled data. Synchronizing the access of data with the conversion cycle by monitoring the STATUS output will prevent this. Data is never updated while STATUS is low.

Handshake Mode

The handshake output mode is provided as an alternative means of interfacing the ICL7109 to digital systems, where the A/D converter becomes active in controlling the flow of data instead of passively responding to chip and byte enable inputs. This mode is specifically designed to allow a direct interface between the ICL7109 and industry-standard UARTs (such as the Intersil CMOS UARTs, IM5402/3) with no external logic required. When triggered into the handshake mode, the ICL7109 provides all the control and flag signals necessary to sequence the two bytes of data into the UART and initiate their transmission in serial form. This greatly eases the task and reduces the cost of designing remote data acquisition stations using serial data transmission to minimize the number of lines to the central controlling processor.

Entry into the handshake mode is controlled by the MODE pin. When the MODE terminal is held high, the ICL7109 will enter the handshake mode after new data has been stored in the output latches at the end of every conversion performed (See Figures 7 and 8). The MODE terminal may also be used to trigger entry into the handshake mode on demand. At any time during the conversion cycle, the low to high transition of a short pulse at the MODE input will cause immediate entry

Table 3 - Direct Mode Timing Requirements

SYMBOL	DESCRIPTION	MIN	TYP	MAX	UNITS
tBEA	Byte Enable Width	350	220		ns
tDAB	Data Access Time from Byte Enable		210	350	ns
tDHB	Data Hold Time from Byte Enable		150	300	ns
tCEA	Chip Enable Width	400	260		ns
tDAC	Data Access Time from Chip Enable		260	400	ns
tDHC	Data Hold Time from Chip Enable		240	400	ns

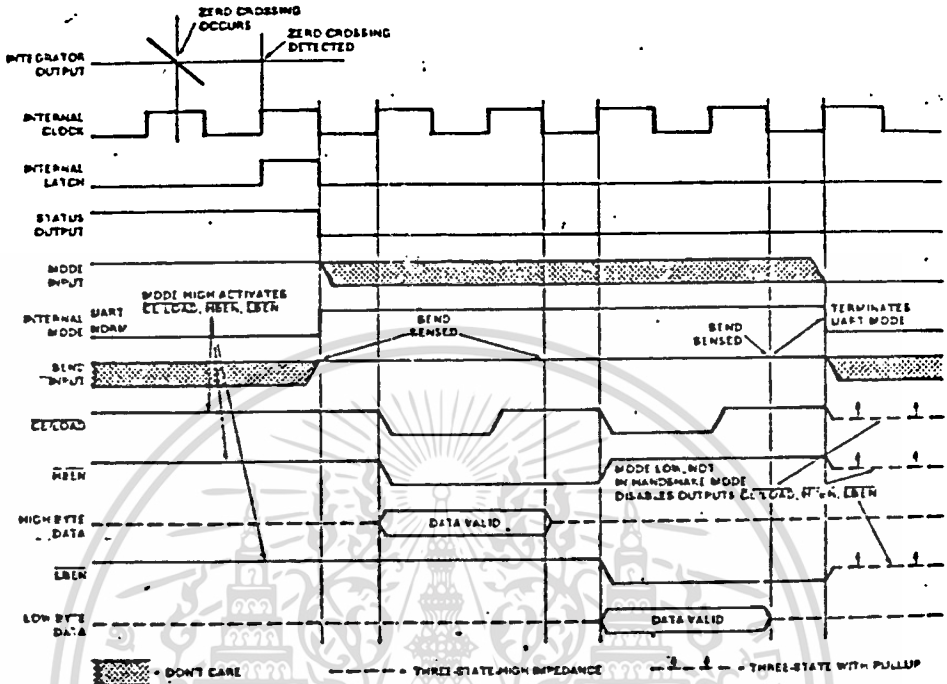


Figure 7: Handshake-With Send Held Positive

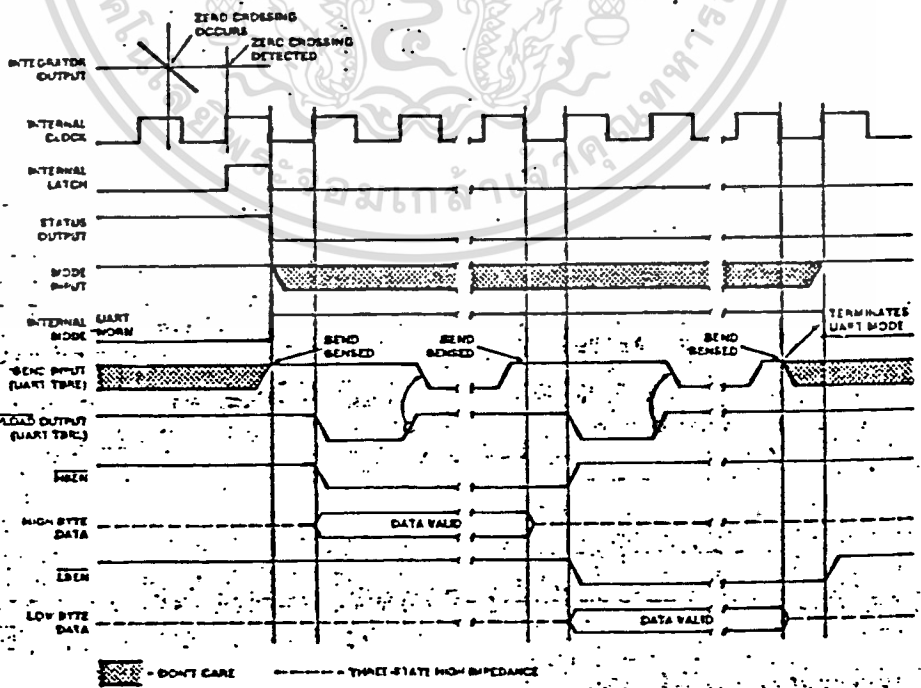


Figure 8: Handshake - Typical UART Interface Timing

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยมนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

handshake mode. If this pulse occurs while new data is stored, the entry into handshake mode is delayed until the data is stable. While the converter is in the handshake mode, the MODE input is ignored, and although control signals will still be performed, data updating will be inhibited. Figure 9) until the converter completes the output cycle and clears the handshake mode.

When the converter enters the handshake mode, or when the MODE input is high, the chip and byte enable terminals become active. The chip and byte enable terminals become active and compatible outputs which provide the control signals for the output cycle (See Figures 7, 8, and 9).

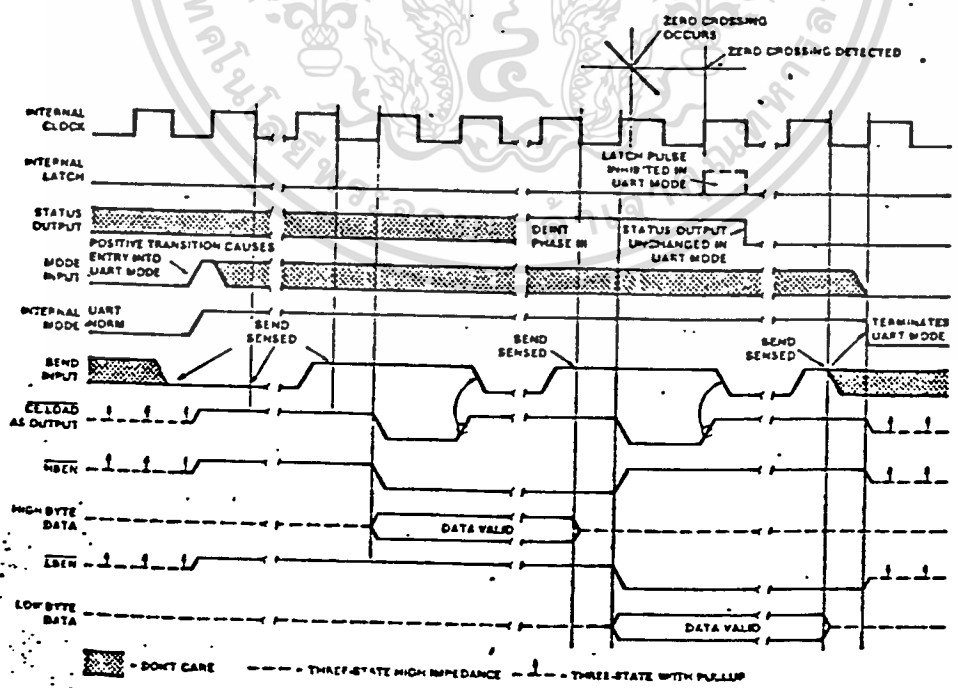
In handshake mode, the SEND input is used by the converter as an input to the ability of the receiving device (such as a UART) to accept data.

Figure 8 shows the sequence of the output cycle with SEND held high. The handshake mode (Internal MODE high) is entered on the data latch pulse (since MODE remains high the CE/LD and HBEN terminals are active as outputs). When the high level at the SEND input is sensed on the same internal clock edge, the CE/LOAD and the HBEN outputs assume a high level, and the high-order byte (bits 9 through 12, POLARITY) outputs are enabled. The CE/LOAD output remains high for one full internal clock period only, the data outputs remain active for 1-1/2 internal clock periods, and the high-order enable remains low for two clock periods. Thus the CE/LOAD output low level or low to high edge may be used as a synchronizing signal to ensure valid data, and the

byte enable as an output may be used as a byte identification flag. With SEND remaining high the converter completes the output cycle using CE/LOAD and LBEN while the low order byte outputs (bits 1 through 8) are activated. The handshake mode is terminated when both bytes are sent.

Figure 8 shows an output sequence where the SEND input is used to delay portions of the sequence, or handshake, to ensure correct data transfer. This timing diagram shows the relationships that occur using an industry-standard IM6402/3 CMOS UART to interface to serial data channels. In this interface, the SEND input to the ICL7109 is driven by the TBRE (Transmitter Buffer Register Empty) output of the UART, and the CE/LOAD terminal of the ICL7109 drives the TBRL (Transmitter Buffer Register Load) input to the UART. The data outputs are paralleled into the eight Transmitter Buffer Register inputs.

Assuming the UART Transmitter Buffer Register is empty, the SEND input will be high when the handshake mode is entered after new data is stored. The CE/LOAD and HBEN terminals will go low after SEND is sensed, and the high order byte outputs become active. When CE/LOAD goes high at the end of one clock period, the high order byte data is clocked into the UART Transmitter Buffer Register. The UART TBRE output will now go low, which halts the output cycle with the HBEN output low, and the high order byte outputs active. When the UART has transferred the data to the Transmitter Register and cleared the Transmitter Buffer Register, the TBRE returns high. On the next ICL7109



ICL7109

internal clock high to low edge, the high order byte outputs are disabled, and one-half internal clock later, the HBEN output returns high. At the same time, the CE/LOAD and LBEN outputs go low, and the low order byte outputs become active. Similarly, when the CE/LOAD returns high at the end of one clock period, the low order data is clocked into the UART Transmitter Buffer Register, and TBRE again goes low. When TBRE returns to a high it will be sensed on the next ICL7109 internal clock high to low edge, disabling the data outputs. One-half internal clock later, the handshake mode will be cleared, and the CE/LOAD, HBEN, and LBEN terminals return high and stay active (as long as MODE stays high).

With the MODE input remaining high as in these examples, the converter will output the results of every conversion except those completed during a handshake operation. By triggering the converter into handshake mode with a low to high edge on the MODE input, handshake output sequences may be performed on demand. Figure 9 shows a handshake output sequence triggered by such an edge. In addition, the SEND input is shown as being low when the converter enters handshake mode. In this case, the whole output sequence is controlled by the SEND input, and the sequence for the first (high order) byte is similar to the sequence for the second byte. This diagram also shows the output sequence taking longer than a conversion cycle. Note that the converter still makes conversions, with the STATUS output and RUN/HOLD input functioning normally. The only difference is that new data will not be latched when in handshake mode, and is therefore lost.

Oscillator

The ICL7109 is provided with a versatile three terminal oscillator to generate the internal clock. The oscillator may be overdriven, or may be operated as an RC or crystal oscillator. The OSCILLATOR SELECT input changes the internal configuration of the oscillator to optimize it for RC or crystal operation.

When the OSCILLATOR SELECT input is high or left open (the input is provided with a pullup resistor), the oscillator is configured for RC operation, and the internal clock will be of the same frequency and phase as the signal at the BUFFERED OSCILLATOR OUTPUT. The resistor and capacitor should be connected as in Figure 10. The circuit will oscillate at a frequency given by $f = .45/RC$. A 100kΩ resistor is recommended for useful ranges of frequency. For optimum 60Hz line rejection, the capacitor value should be chosen such that 2045 clock periods is close to an integral multiple of the 60Hz period.

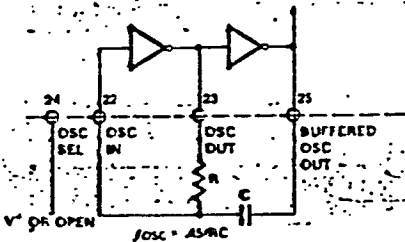


Figure 10: RC Oscillator

When the OSCILLATOR SELECT input is low a feedback device and output and input capacitors are added to the oscillator. In this configuration, as shown in Figure 11, the

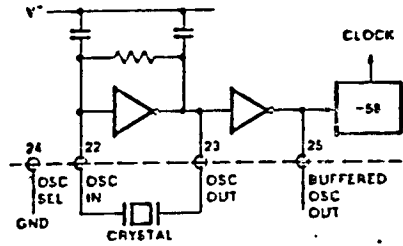


Figure 11: Crystal Oscillator

oscillator will operate with most crystals in the 1 to 5MHz range with no external components. Taking the OSCILLATOR SELECT input low also inserts a fixed +58 divider circuit between the BUFFERED OSCILLATOR OUTPUT and the internal clock. Using an inexpensive 3.58MHz TV crystal, this division ratio provides an integration time given by:

$$T = (2048 \text{ clock periods}) \times \left(\frac{58}{3.58\text{MHz}} \right) = 33.18\text{ms}$$

This time is very close to two 60Hz periods or 33.33ms. The error is less than one percent, which will give better than 40dB 60Hz rejection. The converter will operate reliably at conversion rates of up to 30 per second, which corresponds to a clock frequency of 245.8kHz.

If at any time the oscillator is to be overdriven, the overdriving signal should be applied at the OSCILLATOR INPUT, and the OSCILLATOR OUTPUT should be left open. The internal clock will be of the same frequency, duty cycle, and phase as the input signal when OSCILLATOR SELECT is left open. When OSCILLATOR SELECT is at GND, the clock will be a factor of 58 below the input frequency.

When using the ICL7109 with the IM6403 UART, it is possible to use one 3.58MHz crystal for both devices. The BUFFERED OSCILLATOR OUTPUT of the ICL7109 may be used to drive the OSCILLATOR INPUT of the UART, saving the need for a second crystal. However, the BUFFERED OSCILLATOR OUTPUT does not have a great deal of drive, and when driving more than one slave device, external buffering should be used.

Test Input

When the TEST input is taken to a level halfway between V+ and GND, the counter output latches are enabled, allowing the counter contents to be examined anytime.

When the TEST input is connected to GND, the counter outputs are all forced into the high state, and the internal clock is disabled. When the input returns to the 1/2 (V+ - GND) voltage (or to V+) and one clock is applied, all the counter outputs will be clocked to the low state. This allows easy testing of the counter and its outputs.

INTERFACING

Direct Mode

Figure 12 shows some of the combinations of chip enable and byte enable control signals which may be used when interfacing the ICL7109 to parallel data lines. The CE/LOAD input may be tied low, allowing either byte to be controlled by its own enable as in Figure 12A. Figure 12B shows a configuration where the two byte enables are connected together. In this configuration, the CE/LOAD serves as a chip enable, and the HBEN and LBEN may be connected to GND or serve as a second chip enable. The 14 data outputs will all be enabled simultaneously. Figure 12C shows the HBEN and LBEN as flag inputs, and CE/LOAD as a master enable, which could be the READ strobe available from most microprocessors.



ARCHITECTURAL OVERVIEW OF THE MCS[®]-51 FAMILY OF MICROCONTROLLERS

INTRODUCTION

The 8051 is the original member of the MCS[®]-51 family, and is the core for all MCS-51 devices. The features of the 8051 core are:

- 8-bit CPU optimized for control applications
- Extensive Boolean processing (single-bit logic) capabilities
- 64K Program Memory address space
- 64K Data Memory address space
- 4K bytes of on-chip Program Memory
- 128 bytes of on-chip Data RAM
- 32 bidirectional and individually addressable I/O lines
- Two 16-bit timer/counters
- Full duplex UART
- 6-source/5-vector interrupt structure with two priority levels
- On-chip clock oscillator

The basic architectural structure of this 8051 core is shown in Figure 1.

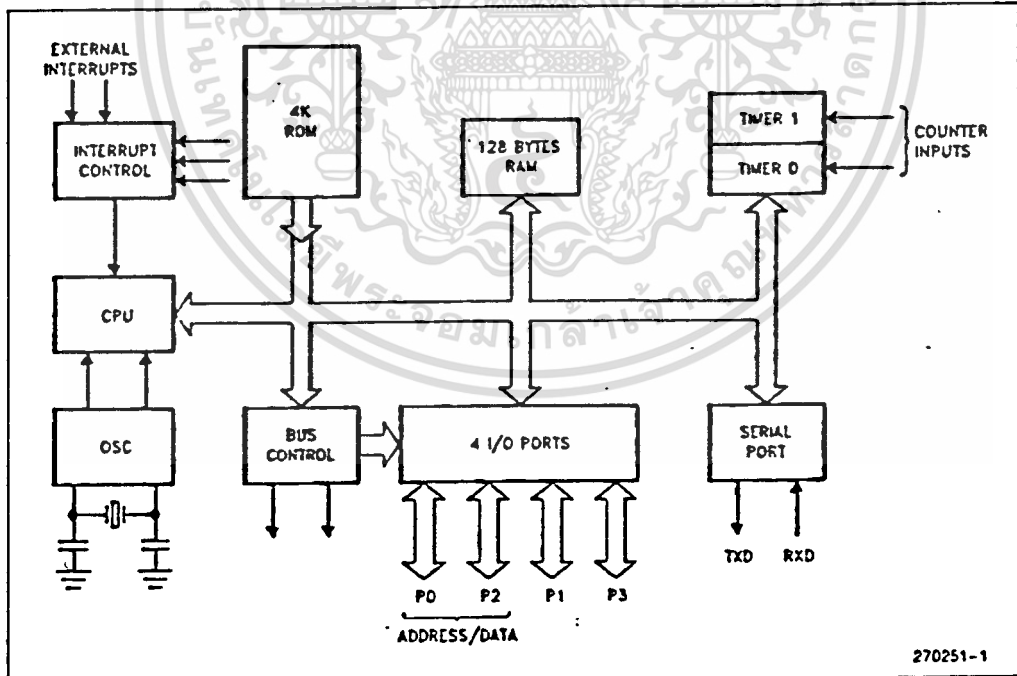


Figure 1. Block Diagram. of the 8051 Core

Each device on the MCS-51 family consists of all the core features plus some additional features. A feature comparison of all the MCS-51 devices is shown in Table 1.

Table 1. The MCS[®]-51 Family of Microcontrollers

Device	ROMless Version	EPROM Version	ROM Bytes	RAM Bytes	8-Bit I/O Ports	16-Bit Timer/Counters	Programmable Counter Array (PCA)	UART	Serial Expansion Port (SEP)	Global Serial Channel (GSC)	DMA Channels	A/D Channels	Interrupt Sources/Vectors	Power Down and Idle Modes
8051	8051	—	4K	128	4	2		✓					8/5	
8051AH	8051AH	8751H 8751BH	4K	128	4	2		✓					8/5	
8052AH	8052AH	8752BH	8K	256	4	3		✓					8/6	
80C51BH	80C51BH	87C51	4K	128	4	2		✓					8/5	
80C51FA	80C51FA	87C51FA	8K	256	4	3	✓	✓					14/7	✓
80C51FB	80C51FB	87C51FB	16K	256	4	3	✓	✓					14/7	✓
80C51GA	80C51GA	87C51GA	4K	128	4	2		✓	✓			8	8/7	✓
80C152JA	80C152JA	—	8K	256	5	2		✓		✓	2		19/11	✓
—	80C152JB	—	—	256	7	2		✓		✓	2		19/11	✓
89C152JC	89C152JC	—	8K	256	5	2		✓		✓	2		19/11	✓
—	89C152JD	—	—	256	7	2		✓		✓	2		19/11	✓
80C451	80C451	—	4K	128	7	2		✓					8/5	✓
80C452	80C452	87C452P	8K	256	5	2		✓					8/8	✓



MCS[®]-51 ARCHITECTURAL OVERVIEW

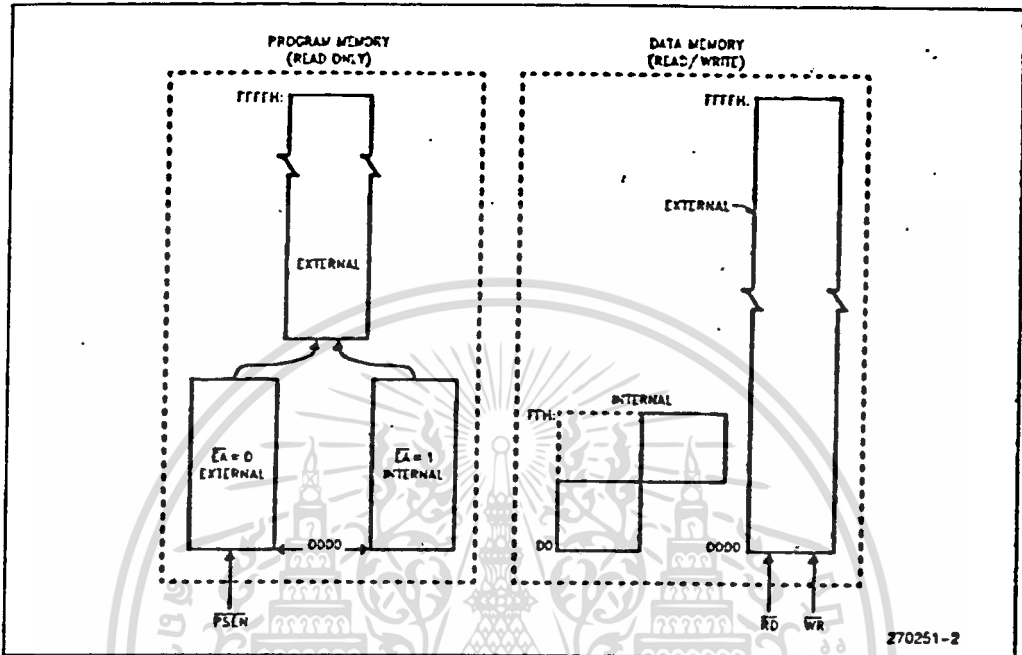


Figure 2. MCS[®]-51 Memory Structure

CHMOS Devices

Functionally, the CHMOS devices (designated with "C" in the middle of the device name) are all fully compatible with the 8051, but being CMOS, draw less current than an HMOS counterpart. To further exploit the power savings available in CMOS circuitry, two reduced power modes are added:

- Software-invoked Idle Mode, during which the CPU is turned off while the RAM and other on-chip peripherals continue operating. In this mode, current draw is reduced to about 15% of the current drawn when the device is fully active.
- Software-invoked Power Down Mode, during which all on-chip activities are suspended. The on-chip RAM continues to hold its data. In this mode the device typically draws less than 10 μ A.

Although the 80C51BH is functionally compatible with its HMOS counterpart, specific differences between the two types of devices must be considered in the design of an application circuit if one wishes to ensure complete interchangeability between the HMOS and CHMOS devices. These considerations are discussed in the Application Note AP-252, "Designing with the 80C51BH".

For more information on the individual devices and features listed in Table 1, refer to the Hardware Descriptions and Data Sheets of the specific device.

MEMORY ORGANIZATION IN MCS[®]-51 DEVICES

Logical Separation of Program and Data Memory

All MCS-51 devices have separate address spaces for Program and Data Memory, as shown in Figure 2. The logical separation of Program and Data Memory allows the Data Memory to be accessed by 8-bit addresses, which can be more quickly stored and manipulated by an 8-bit CPU. Nevertheless, 16-bit Data Memory addresses can also be generated through the DPTR register.

Program Memory can only be read, not written to. There can be up to 64K bytes of Program Memory. In the ROM and EPROM versions of these devices the lowest 4K, 8K or 16K bytes of Program Memory are provided on-chip. Refer to Table 1 for the amount of on-chip ROM (or EPROM) on each device. In the ROMless versions all Program Memory is external. The read strobe for external Program Memory is the signal $\overline{\text{PSEN}}$ (Program Store Enable).

Data Memory occupies a separate address space from Program Memory. Up to 64K bytes of external RAM can be addressed in the external Data Memory space. The CPU generates read and write signals, \overline{RD} and \overline{WR} , as needed during external Data Memory accesses.

External Program Memory and external Data Memory may be combined if desired by applying the \overline{RD} and \overline{PSEN} signals to the inputs of an AND gate and using the output of the gate as the read strobe to the external Program/Data memory.

Program Memory

Figure 3 shows a map of the lower part of the Program Memory. After reset, the CPU begins execution from location 0000H.

As shown in Figure 3, each interrupt is assigned a fixed location in Program Memory. The interrupt causes the CPU to jump to that location, where it commences execution of the service routine. External Interrupt 0, for example, is assigned to location 0003H. If External Interrupt 0 is going to be used, its service routine must begin at location 0003H. If the interrupt is not going to be used, its service location is available as general purpose Program Memory.

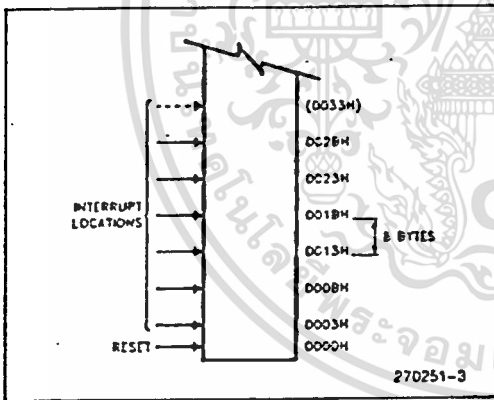


Figure 3. MCS[®]-51 Program Memory

The interrupt service locations are spaced at 8-byte intervals: 0003H for External Interrupt 0, 000BH for Timer 0, 0013H for External Interrupt 1, 001BH for Timer 1, etc. If an interrupt service routine is short enough (as is often the case in control applications), it can reside entirely within that 8-byte interval. Longer service routines can use a jump instruction to skip over subsequent interrupt locations, if other interrupts are in use.

The lowest 4K (or 8K or 16K) bytes of Program Memory can be either in the on-chip ROM or in an external ROM. This selection is made by strapping the \overline{EA} (External Access) pin to either V_{CC} or V_{SS} .

In the 4K byte ROM devices, if the \overline{EA} pin is strapped to V_{CC} , then program fetches to addresses 0000H through 0FFFH are directed to the internal ROM. Program fetches to addresses 1000H through FFFFH are directed to external ROM.

In the 8K byte ROM devices, $\overline{EA} = V_{CC}$ selects addresses 0000H through 1FFFH to be internal, and addresses 2000H through FFFFH to be external.

In the 16K byte ROM devices, $\overline{EA} = V_{CC}$ selects addresses 0000H through 3FFFH to be internal, and addresses 4000H through FFFFH to be external.

If the \overline{EA} pin is strapped to V_{SS} , then all program fetches are directed to external ROM. The ROMless parts must have this pin externally strapped to V_{SS} to enable them to execute properly.

The read strobe to external ROM, \overline{PSEN} , is used for all external program fetches. \overline{PSEN} is not activated for internal program fetches.

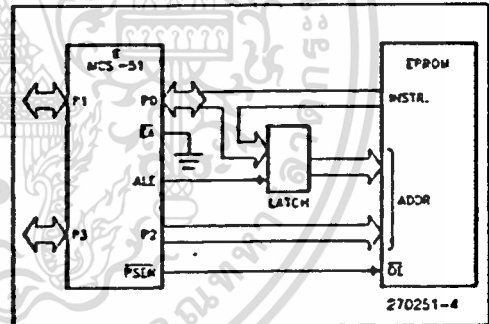


Figure 4. Executing from External Program Memory

The hardware configuration for external program execution is shown in Figure 4. Note that 16 I/O lines (Ports 0 and 2) are dedicated to bus functions during external Program Memory fetches. Port 0 (P0 in Figure 4) serves as a multiplexed address/data bus. It emits the low byte of the Program Counter (PCL) as an address, and then goes into a float state awaiting the arrival of the code byte from the Program Memory. During the time that the low byte of the Program Counter is valid on P0, the signal ALE (Address Latch Enable) clocks this byte into an address latch. Meanwhile, Port 2 (P2 in Figure 4) emits the high byte of the Program Counter (PCH). Then \overline{PSEN} strobes the EPROM and the code byte is read into the microcontroller.

Program Memory addresses are always 16 bits wide, even though the actual amount of Program Memory used may be less than 64K bytes. External program execution sacrifices two of the 8-bit ports, P0 and P2, to the function of addressing the Program Memory.

Data Memory

The right half of Figure 2 shows the internal and external Data Memory spaces available to the MCS-51 user.

Figure 5 shows a hardware configuration for accessing up to 2K bytes of external RAM. The CPU in this case is executing from internal ROM. Port 0 serves as a multiplexed address/data bus to the RAM, and 3 lines of Port 2 are being used to page the RAM. The CPU generates RD and WR signals as needed during external RAM accesses.

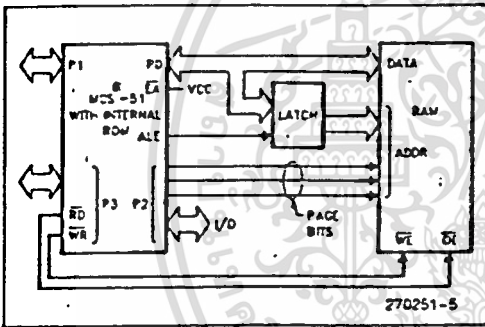


Figure 5. Accessing External Data Memory. If the Program Memory is Internal, the Other Bits of P2 are Available as I/O.

There can be up to 64K bytes of external Data Memory. External Data Memory addresses can be either 1 or 2 bytes wide. One-byte addresses are often used in conjunction with one or more other I/O lines to page the RAM, as shown in Figure 5. Two-byte addresses can also be used, in which case the high address byte is emitted at Port 2.

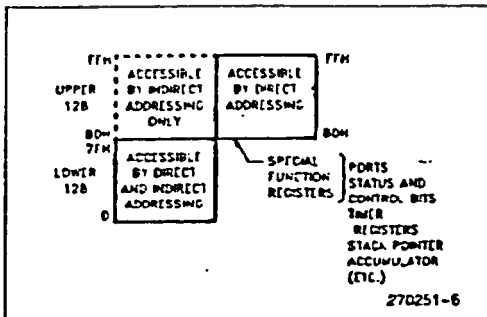


Figure 6. Internal Data Memory

Internal Data Memory is mapped in Figure 6. The memory space is shown divided into three blocks, which are generally referred to as the Lower 128, the Upper 128, and SFR space.

Internal Data Memory addresses are always one byte wide, which implies an address space of only 256 bytes. However, the addressing modes for internal RAM can in fact accommodate 384 bytes, using a simple trick. Direct addresses higher than 7FH access one memory space, and indirect addresses higher than 7FH access a different memory space. Thus Figure 6 shows the Upper 128 and SFR space occupying the same block of addresses, 80H through FFH, although they are physically separate entities.

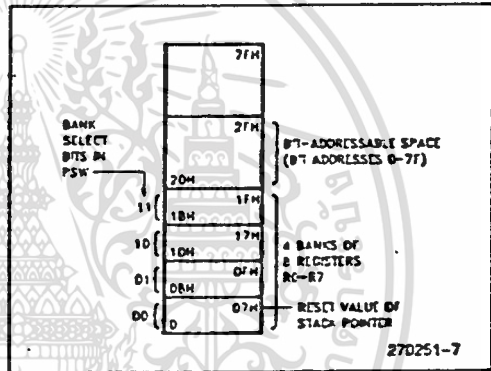


Figure 7. The Lower 128 Bytes of Internal RAM

The Lower 128 bytes of RAM are present in all MCS-51 devices as mapped in Figure 7. The lowest 32 bytes are grouped into 4 banks of 8 registers. Program instructions call out these registers as R0 through R7. Two bits in the Program Status Word (PSW) select which register bank is in use. This allows more efficient use of code space, since register instructions are shorter than instructions that use direct addressing.

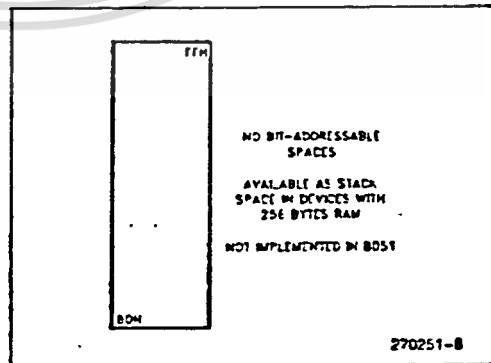
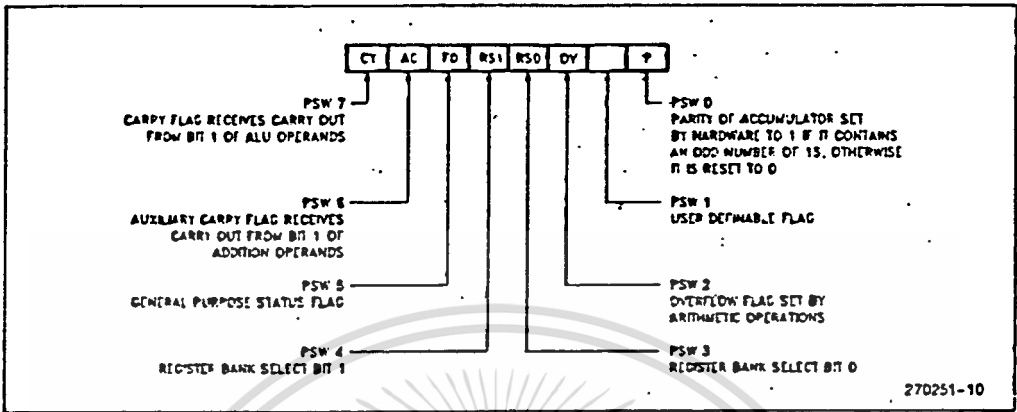


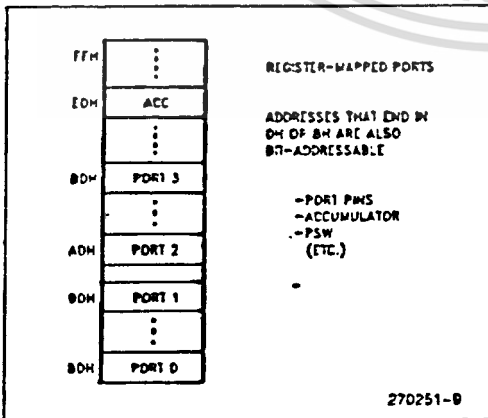
Figure 8. The Upper 128 Bytes of Internal RAM



The next 16 bytes above the register banks form a block of bit-addressable memory space. The MCS-51 instruction set includes a wide selection of single-bit instructions, and the 128 bits in this area can be directly addressed by these instructions. The bit addresses in this area are 00H through 7FH.

All of the bytes in the Lower 128 can be accessed by either direct or indirect addressing. The Upper 128 (Figure 8) can only be accessed by indirect addressing. The Upper 128 bytes of RAM are not implemented in the 8051, but are in the devices with 256 bytes of RAM. (See Table 1).

Figure 9 gives a brief look at the Special Function Register (SFR) space. SFRs include the Port latches, timers, peripheral controls, etc. These registers can only be accessed by direct addressing. In general, all MCS-51 microcontrollers have the same SFRs as the 8051, and at the same addresses in SFR space. However, enhancements to the 8051 have additional SFRs that are not present in the 8051, nor perhaps in other proliferations of the family.



Sixteen addresses in SFR space are both byte- and bit-addressable. The bit-addressable SFRs are those whose address ends in 00H. The bit addresses in this area are 80H through FFH.

THE MCS[®]-51 INSTRUCTION SET

All members of the MCS-51 family execute the same instruction set. The MCS-51 instruction set is optimized for 8-bit control applications. It provides a variety of fast addressing modes for accessing the internal RAM to facilitate byte operations on small data structures. The instruction set provides extensive support for one-bit variables as a separate data type, allowing direct bit manipulation in control and logic systems that require Boolean processing.

An overview of the MCS-51 instruction set is presented below, with a brief description of how certain instructions might be used. References to "the assembler" in this discussion are to Intel's MCS-51 Macro Assembler, ASM51. More detailed information on the instruction set can be found in the MCS-51 Macro Assembler User's Guide (Order No. 9800937 for ISIS Systems, Order No. 122752 for DOS Systems).

Program Status Word

The Program Status Word (PSW) contains several status bits that reflect the current state of the CPU. The PSW, shown in Figure 10, resides in SFR space. It contains the Carry bit, the Auxiliary Carry (for BCD operations), the two register bank select bits, the Overflow flag, a Parity bit, and two user-definable status flags.

The Carry bit, other than serving the functions of a Carry bit in arithmetic operations, also serves as the "Accumulator" for a number of Boolean operations.

Table 9. Conditional Jumps in MCS[®]-51 Devices

Mnemonic	Operation	Addressing Modes				Execution Time (μs)
		Dir	Ind	Reg	Imm	
JZ rel	Jump if A = 0				Accumulator only	2
JNZ rel	Jump if A ≠ 0				Accumulator only	2
DJNZ <byte>,rel	Decrement and jump if not zero	X		X		2
CJNE A,<byte>,rel	Jump if A ≠ <byte>	X			X	2
CJNE <byte>,#data,rel	Jump if <byte> ≠ #data		X	X		2

There is no Zero bit in the PSW. The JZ and JNZ instructions test the Accumulator data for that condition.

The DJNZ instruction (Decrement and Jump if Not Zero) is for loop control. To execute a loop N times, load a counter byte with N and terminate the loop with a DJNZ to the beginning of the loop, as shown below for N = 10:

```

MOV    COUNTER,#10
LOOP: (begin loop)
      .
      .
      .
      (end loop)
      DJNZ COUNTER,LOOP
      (continue)
    
```

The CJNE instruction (Compare and Jump if Not Equal) can also be used for loop control as in Figure 12. Two bytes are specified in the operand field of the instruction. The jump is executed only if the two bytes are not equal. In the example of Figure 12, the two bytes were the data in R1 and the constant 2AH. The initial data in R1 was 2EH. Every time the loop was executed, R1 was decremented, and the looping was to continue until the R1 data reached 2AH.

Another application of this instruction is in "greater than, less than" comparisons. The two bytes in the operand field are taken as unsigned integers. If the first is less than the second, then the Carry bit is set (1). If the first is greater than or equal to the second, then the Carry bit is cleared.

CPU TIMING

All MCS-51 microcontrollers have an on-chip oscillator which can be used if desired as the clock source for the CPU. To use the on-chip oscillator, connect a crystal or ceramic resonator between the XTAL1 and XTAL2 pins of the microcontroller, and capacitors to ground as shown in Figure 13.

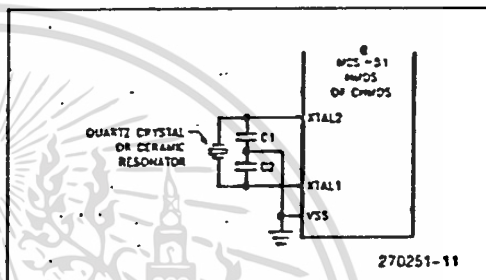


Figure 13. Using the On-Chip Oscillator

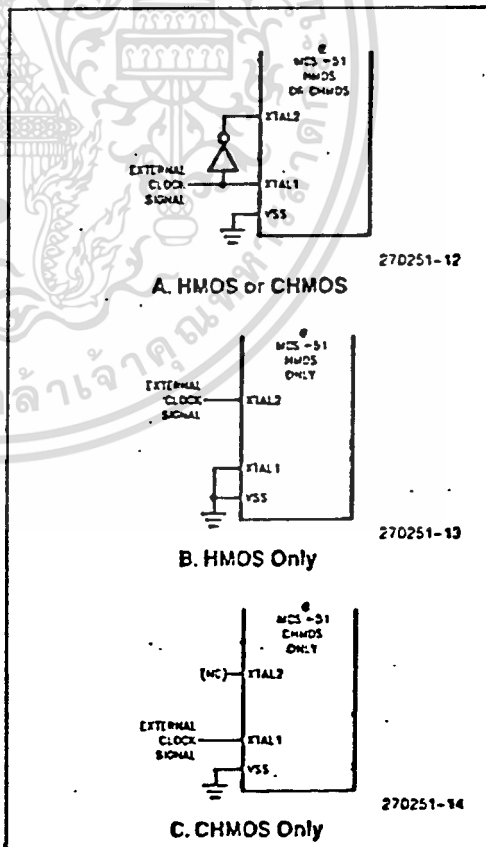


Figure 14. Using an External Clock

Examples of how to drive the clock with an external oscillator are shown in Figure 14. Note that in the HMOS devices (8051, etc.) the signal at the XTAL2 pin actually drives the internal clock generator. In the CHMOS devices (80C51BH, etc.) the signal at the XTAL1 pin drives the internal clock generator. If only one pin is going to be driven with the external oscillator signal, make sure it is the right pin.

The internal clock generator defines the sequence of states that make up the MCS-51 machine cycle.

Machine Cycles

A machine cycle consists of a sequence of 6 states, numbered S1 through S6. Each state time lasts for two oscillator periods. Thus a machine cycle takes 12 oscillator periods or 1 μ s if the oscillator frequency is 12 MHz.

Each state is divided into a Phase 1 half and a Phase 2 half. Figure 15 shows the fetch/execute sequences in

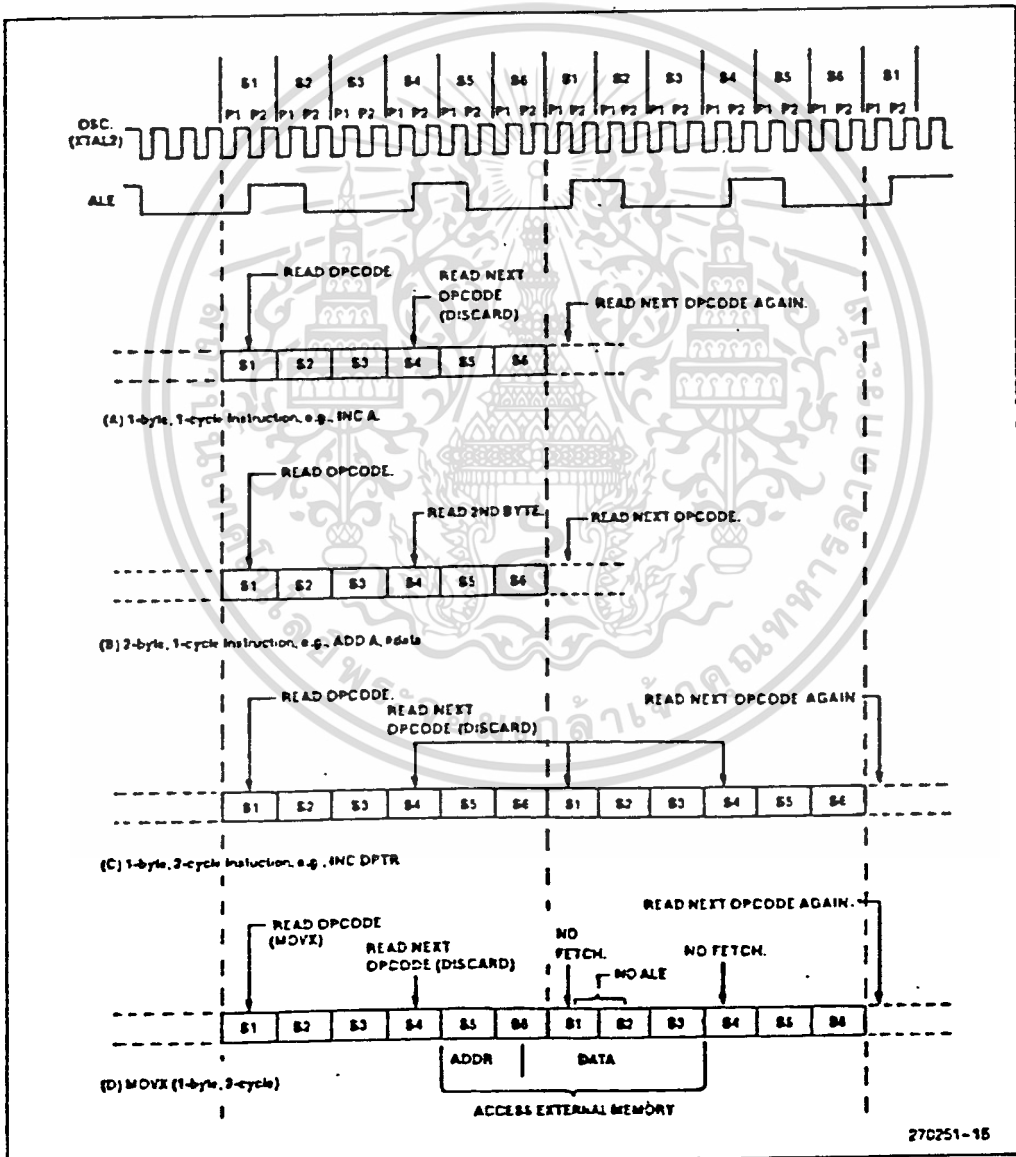


Figure 15. State Sequences in MCS[®]-51 Devices

states and phases for various kinds of instructions. Normally two program fetches are generated during each machine cycle, even if the instruction being executed doesn't require it. If the instruction being executed doesn't need more code bytes, the CPU simply ignores the extra fetch, and the Program Counter is not incremented.

Execution of a one-cycle instruction (Figure 15A and B) begins during State 1 of the machine cycle, when the opcode is latched into the Instruction Register. A second fetch occurs during S4 of the same machine cycle. Execution is complete at the end of State 6 of this machine cycle.

The MOVX instructions take two machine cycles to execute. No program fetch is generated during the second cycle of a MOVX instruction. This is the only time program fetches are skipped. The fetch/execute sequence for MOVX instructions is shown in Figure 15(D).

The fetch/execute sequences are the same whether the Program Memory is internal or external to the chip. Execution times do not depend on whether the Program Memory is internal or external.

Figure 16 shows the signals and timing involved in program fetches when the Program Memory is external. If Program Memory is external, then the Program Memory read strobe PSEN is normally activated twice per machine cycle, as shown in Figure 16(A).

If an access to external Data Memory occurs, as shown in Figure 16(B), two PSENs are skipped, because the address and data bus are being used for the Data Memory access.

Note that a Data Memory bus cycle takes twice as much time as a Program Memory bus cycle. Figure 16 shows the relative timing of the addresses being emitted at Ports 0 and 2, and of ALE and PSEN. ALE is used to latch the low address byte from P0 into the address latch.

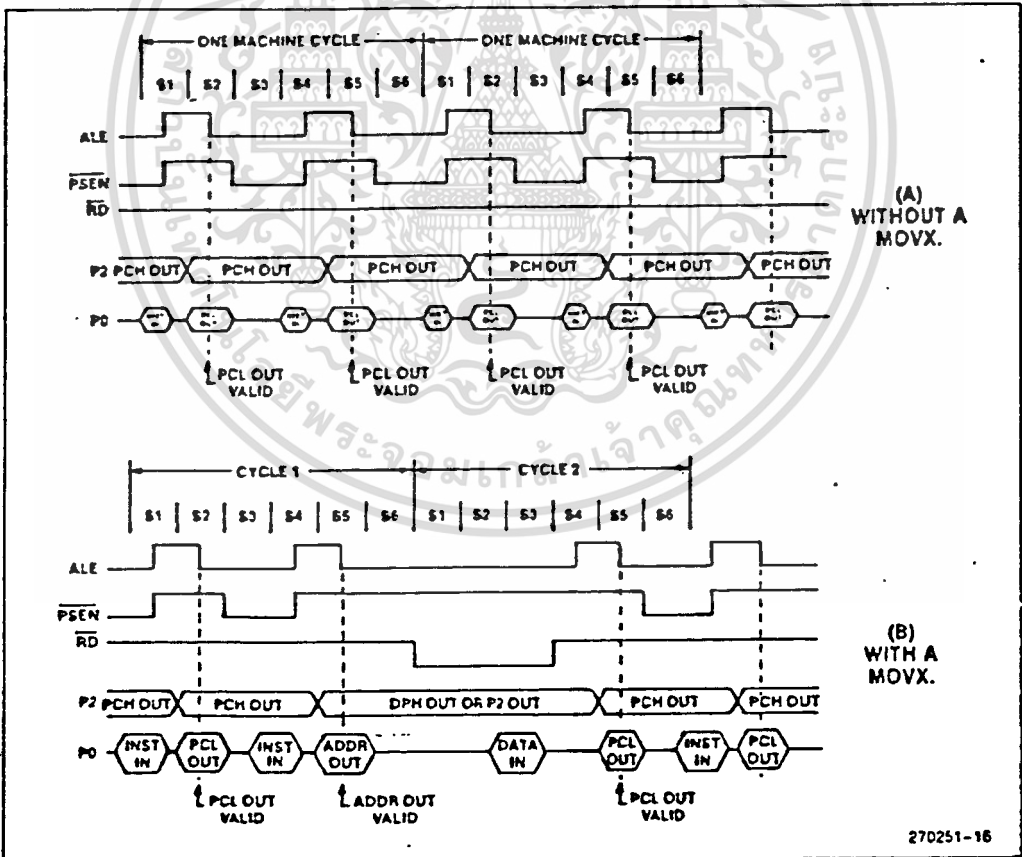


Figure 16. Bus Cycles in MCS[®]-51 Devices Executing from External Program Memory



MCS[®]-51 INSTRUCTION SET

Table 10. 8051 Instruction Set Summary

Interrupt Response Time: Refer to Hardware Description Chapter.

Instructions that Affect Flag Settings⁽¹⁾

Instruction	Flag			Instruction	Flag		
	C	OV	AC		C	OV	AC
ADD	X	X	X	CLR C	O		
ADDC	X	X	X	CPL C	X		
SUBB	X	X	X	ANL C,bit	X		
MUL	O	X		ANL C,/bit	X		
DIV	O	X		ORL C,bit	X		
DA	X			ORL C,bit	X		
RRC	X			MOV C,bit	X		
RLC	X			CJNE	X		
SETB C	1						

(1) Note that operations on SFR byte address 208 or bit addresses 209-215 (i.e., the PSW or bits in the PSW) will also affect flag settings.

Note on Instruction set and addressing modes:

Rn — Register R7-R0 of the currently selected Register Bank.

direct — 8-bit internal data location's address. This could be an Internal Data RAM location (0-127) or a SFR (i.e., I/O port, control register, status register, etc. (128-255)).

€Ri — 8-bit internal data RAM location (0-255) addressed indirectly through register R1 or R0.

data — 8-bit constant included in instruction.

data 16 — 16-bit constant included in instruction.

addr 16 — 16-bit destination address. Used by LCALL & LJMP. A branch can be anywhere within the 64K-byte Program Memory address space.

addr 11 — 11-bit destination address. Used by ACALL & AJMP. The branch will be within the same 2K-byte page of program memory as the first byte of the following instruction.

rel — Signed (two's complement) 8-bit offset byte. Used by SJMP and all conditional jumps. Range is -128 to +127 bytes relative to first byte of the following instruction.

bit — Direct Addressed bit in Internal Data RAM or Special Function Register.

Mnemonic	Description	Byte	Oscillator Period
ARITHMETIC OPERATIONS			
ADD	A,Rn	Add register to Accumulator	1 12
ADD	A,direct	Add direct byte to Accumulator	2 12
ADD	A,€Ri	Add indirect RAM to Accumulator	1 12
ADD	A,#data	Add immediate data to Accumulator	2 12
ADDC	A,Rn	Add register to Accumulator with Carry	1 12
ADDC	A,direct	Add direct byte to Accumulator with Carry	2 12
ADDC	A,€Ri	Add indirect RAM to Accumulator with Carry	1 12
ADDC	A,#data	Add immediate data to Acc with Carry	2 12
SUBB	A,Rn	Subtract Register from Acc with borrow	1 12
SUBB	A,direct	Subtract direct byte from Acc with borrow	2 12
SUBB	A,€Ri	Subtract indirect RAM from ACC with borrow	1 12
SUBB	A,#data	Subtract immediate data from Acc with borrow	2 12
INC	A	Increment Accumulator	1 12
INC	Rn	Increment register	1 12
INC	direct	Increment direct byte	2 12
INC	€Ri	Increment direct RAM	1 12
DEC	A	Decrement Accumulator	1 12
DEC	Rn	Decrement Register	1 12
DEC	direct	Decrement direct byte	2 12
DEC	€Ri	Decrement indirect RAM	1 12

All memories copyrighted © Intel Corporation 1980

Table 10. 8051 Instruction Set Summary (Continued)

Mnemonic	Description	Byte	Oscillator Period	Mnemonic	Description	Byte	Oscillator Period
ARITHMETIC OPERATIONS (Continued)				LOGICAL OPERATIONS (Continued)			
INC DPTR	Increment Data Pointer	1	24	RL A	Rotate Accumulator Left	1	12
MUL AB	Multiply A & B	1	48	RLC A	Rotate Accumulator Left through the Carry	1	12
DIV AB	Divide A by B	1	48	RR A	Rotate Accumulator Right	1	12
DA A	Decimal Adjust Accumulator	1	12	RRC A	Rotate Accumulator Right through the Carry	1	12
LOGICAL OPERATIONS				DATA TRANSFER			
ANL A,Rn	AND Register to Accumulator	1	12	MOV A,Rn	Move register to Accumulator	1	12
ANL A,direct	AND direct byte to Accumulator	2	12	MOV A,direct	Move direct byte to Accumulator	2	12
ANL A,@Ri	AND indirect RAM to Accumulator	1	12	MOV A,@Ri	Move indirect RAM to Accumulator	1	12
ANL A,#data	AND immediate data to Accumulator	2	12	MOV A,#data	Move immediate data to Accumulator	2	12
ANL direct,A	AND Accumulator to direct byte	2	12	MOV Rn,A	Move Accumulator to register	1	12
ANL direct,#data	AND immediate data to direct byte	3	24	MOV Rn,direct	Move direct byte to register	2	24
ORL A,Rn	OR register to Accumulator	1	12	MOV Rn,#data	Move immediate data to register	2	12
ORL A,direct	OR direct byte to Accumulator	2	12	MOV direct,A	Move Accumulator to direct byte	2	12
ORL A,@Ri	OR indirect RAM to Accumulator	1	12	MOV direct,Rn	Move register to direct byte	2	24
ORL A,#data	OR immediate data to Accumulator	2	12	MOV direct,direct	Move direct byte to direct byte	3	24
ORL direct,A	OR Accumulator to direct byte	2	12	MOV direct,@Ri	Move indirect RAM to direct byte	2	24
ORL direct,#data	OR immediate data to direct byte	3	24	MOV direct,#data	Move immediate data to direct byte	3	24
XRL A,Rn	Exclusive-OR register to Accumulator	1	12	MOV @Ri,A	Move Accumulator to indirect RAM	1	12
XRL A,direct	Exclusive-OR direct byte to Accumulator	2	12				
XRL A,@Ri	Exclusive-OR indirect RAM to Accumulator	1	12				
XRL A,#data	Exclusive-OR immediate data to Accumulator	2	12				
XRL direct,A	Exclusive-OR Accumulator to direct byte	2	12				
XRL direct,#data	Exclusive-OR immediate data to direct byte	3	24				
CLR A	Clear Accumulator	1	12				
CPL A	Complement Accumulator	1	12				

All mnemonics copyrighted ©Intel Corporation 1980



MCS-51 PROGRAMMER'S GUIDE AND INSTRUCTION SET

Table 10. 8051 Instruction Set Summary (Continued)

Mnemonic	Description	Byte	Oscillator Period	Mnemonic	Description	Byte	Oscillator Period
DATA TRANSFER (Continued)				BOOLEAN VARIABLE MANIPULATION			
MOV @Ri,direct	Move direct byte to indirect RAM	2	24	CLR C	Clear Carry	1	12
MOV @Ri,#data	Move immediate data to indirect RAM	2	12	CLR bit	Clear direct bit	2	12
MOV DPTR,#data16	Load Data Pointer with a 16-bit constant	3	24	SETB C	Set Carry	1	12
MOVC A,@A+DPTR	Move Code byte relative to DPTR to Acc	1	24	SETB bit	Set direct bit	2	12
MOVC A,@A+PC	Move Code byte relative to PC to Acc	1	24	CPL C	Complement Carry	1	12
MOVX A,@Ri	Move External RAM (8-bit addr) to Acc	1	24	CPL bit	Complement direct bit	2	12
MOVX A,@DPTR	Move External RAM (16-bit addr) to Acc	1	24	ANL C,bit	AND direct bit to CARRY	2	24
MOVX @Ri,A	Move Acc to External RAM (8-bit addr)	1	24	ANL C,/bit	AND complement of direct bit to Carry	2	24
MOVX @DPTR,A	Move Acc to External RAM (16-bit addr)	1	24	ORL C,bit	OR direct bit to Carry	2	24
PUSH direct	Push direct byte onto stack	2	24	ORL C,/bit	OR complement of direct bit to Carry	2	24
POP direct	Pop direct byte from stack	2	24	MOV C,bit	Move direct bit to Carry	2	12
XCH A,Rn	Exchange register with Accumulator	1	12	MOV bit,C	Move Carry to direct bit	2	24
XCH A,direct	Exchange direct byte with Accumulator	2	12	JC rel	Jump if Carry is set	2	24
XCH A,@Ri	Exchange indirect RAM with Accumulator	1	12	JNC rel	Jump if Carry not set	2	24
XCHD A,@Ri	Exchange low-order Digit indirect RAM with Acc	1	12	JB bit,rel	Jump if direct Bit is set	3	24
				JNB bit,rel	Jump if direct Bit is Not set	3	24
				JBC bit,rel	Jump if direct Bit is set & clear bit	3	24
				PROGRAM BRANCHING			
				ACALL addr11	Absolute Subroutine Call	2	24
				LCALL addr16	Long Subroutine Call	3	24
				RET	Return from Subroutine	1	24
				RETI	Return from Interrupt	1	24
				AJMP addr11	Absolute Jump	2	24
				LJMP addr16	Long Jump	3	24
				SJMP rel	Short Jump (relative addr)	2	24

All mnemonics copyrighted © Intel Corporation 1980

Table 10. 8051 Instruction Set Summary (Continued)

Mnemonic	Description	Byte	Oscillator Period
PROGRAM BRANCHING (Continued)			
JMP @A+ DPTR	Jump indirect relative to the DPTR	1	24
JZ rel	Jump if Accumulator is Zero	2	24
JNZ rel	Jump if Accumulator is Not Zero	2	24
CJNE A,direct,rel	Compare direct byte to Acc and Jump if Not Equal	3	24
CJNE A,#data,rel	Compare Immediate to Acc and Jump if Not Equal	3	24
PROGRAM BRANCHING (Continued)			
CJNE Rn,#data,rel	Compare Immediate to register and Jump if Not Equal	3	24
CJNE @Ri,#data,rel	Compare Immediate to indirect and Jump if Not Equal	3	24
DJNZ Rn,rel	Decrement register and Jump if Not Zero	2	24
DJNZ direct,rel	Decrement direct byte and Jump if Not Zero	3	24
NOP	No Operation	1	12

All mnemonics copyrighted © Intel Corporation 1980



Table 11. Instruction Opcodes in Hexadecimal Order

Hex Code	Number of Bytes	Mnemonic	Operands	Hex Code	Number of Bytes	Mnemonic	Operands
00	1	NOP		33	1	RLC	A
01	2	AJMP	code addr	34	2	ADDC	A, # data
02	3	LJMP	code addr	35	2	ADDC	A, data addr
03	1	RR	A	36	1	ADDC	A, # R0
04	1	INC	A	37	1	ADDC	A, # R1
05	2	INC	data addr	38	1	ADDC	A, R0
06	1	INC	#R0	39	1	ADDC	A, R1
07	1	INC	#R1	3A	1	ADDC	A, R2
08	1	INC	R0	3B	1	ADDC	A, R3
09	1	INC	R1	3C	1	ADDC	A, R4
0A	1	INC	R2	3D	1	ADDC	A, R5
0B	1	INC	R3	3E	1	ADDC	A, R6
0C	1	INC	R4	3F	1	ADDC	A, R7
0D	1	INC	R5	40	2	JC	code addr
0E	1	INC	R6	41	2	AJMP	code addr
0F	1	INC	R7	42	2	ORL	data addr, A
10	3	JBC	bit addr, code addr	43	3	ORL	data addr, # data
11	2	ACALL	code addr	44	2	ORL	A, # data
12	3	LCALL	code addr	45	2	ORL	A, data addr
13	1	RRC	A	46	1	ORL	A, # R0
14	1	DEC	A	47	1	ORL	A, # R1
15	2	DEC	data addr	48	1	ORL	A, R0
16	1	DEC	#R0	49	1	ORL	A, R1
17	1	DEC	#R1	4A	1	ORL	A, R2
18	1	DEC	R0	4B	1	ORL	A, R3
19	1	DEC	R1	4C	1	ORL	A, R4
1A	1	DEC	R2	4D	1	ORL	A, R5
1B	1	DEC	R3	4E	1	ORL	A, R6
1C	1	DEC	R4	4F	1	ORL	A, R7
1D	1	DEC	R5	50	2	JNC	code addr
1E	1	DEC	R6	51	2	ACALL	code addr
1F	1	DEC	R7	52	2	ANL	data addr, A
20	3	JB	bit addr, code addr	53	3	ANL	data addr, # data
21	2	AJMP	code addr	54	2	ANL	A, # data
22	1	RET		55	2	ANL	A, data addr
23	1	RL	A	56	1	ANL	A, # R0
24	2	ADD	A, # data	57	1	ANL	A, # R1
25	2	ADD	A, data addr	58	1	ANL	A, R0
26	1	ADD	A, # R0	59	1	ANL	A, R1
27	1	ADD	A, # R1	5A	1	ANL	A, R2
28	1	ADD	A, R0	5B	1	ANL	A, R3
29	1	ADD	A, R1	5C	1	ANL	A, R4
2A	1	ADD	A, R2	5D	1	ANL	A, R5
2B	1	ADD	A, R3	5E	1	ANL	A, R6
2C	1	ADD	A, R4	5F	1	ANL	A, R7
2D	1	ADD	A, R5	60	2	JZ	code addr
2E	1	ADD	A, R6	61	2	AJMP	code addr
2F	1	ADD	A, R7	62	2	XRL	data addr, A
30	3	JNB	bit addr, code addr	63	3	XRL	data addr, # data
31	2	ACALL	code addr	64	2	XRL	A, # data
32	1	RETI		65	2	XRL	A, data addr



MCS-51 PROGRAMMER'S GUIDE AND INSTRUCTION SET

Table 11. Instruction Opcodes in Hexadecimal Order (Continued)

Hex Code	Number of Bytes	Mnemonic	Operands	Hex Code	Number of Bytes	Mnemonic	Operands
66	1	XRL	A,®R0	09	1	SUBB	A,R1
67	1	XRL	A,®R1	0A	1	SUBB	A,R2
68	1	XRL	A,R0	0B	1	SUBB	A,R3
69	1	XRL	A,R1	0C	1	SUBB	A,R4
6A	1	XRL	A,R2	0D	1	SUBB	A,R5
6B	1	XRL	A,R3	0E	1	SUBB	A,R6
6C	1	XRL	A,R4	0F	1	SUBB	A,R7
6D	1	XRL	A,R5	A0	2	ORL	C,/bit addr
6E	1	XRL	A,R6	A1	2	AJMP	code addr
6F	1	XRL	A,R7	A2	2	MOV	C,/bit addr
70	2	JNZ	code addr	A3	1	INC	DPTR
71	2	ACALL	code addr	A4	1	MUL	AB
72	2	ORL	C,/bit addr	A5		reserved	
73	1	JMP	®A + DPTR	A6	2	MOV	®R0,data addr
74	2	MOV	A,® data	A7	2	MOV	®R1,data addr
75	3	MOV	data addr,® data	A8	2	MOV	R0,data addr
76	2	MOV	®R0,® data	A9	2	MOV	R1,data addr
77	2	MOV	®R1,® data	AA	2	MOV	R2,data addr
78	2	MOV	R0,® data	AB	2	MOV	R3,data addr
79	2	MOV	R1,® data	AC	2	MOV	R4,data addr
7A	2	MOV	R2,® data	AD	2	MOV	R5,data addr
7B	2	MOV	R3,® data	AE	2	MOV	R6,data addr
7C	2	MOV	R4,® data	AF	2	MOV	R7,data addr
7D	2	MOV	R5,® data	B0	2	ANL	C,/bit addr
7E	2	MOV	R6,® data	B1	2	ACALL	code addr
7F	2	MOV	R7,® data	B2	2	CPL	bit addr
80	2	SJMP	code addr	B3	1	CPL	C
81	2	AJMP	code addr	B4	3	CJNE	A,® data,code addr
82	2	ANL	C,/bit addr	B5	3	CJNE	A,data addr,code addr
83	1	MOVC	A,®A + PC	B6	3	CJNE	®R0,® data,code addr
84	1	DV	AB	B7	3	CJNE	®R1,® data,code addr
85	3	MOV	data addr, data addr	B8	3	CJNE	R0,® data,code addr
86	2	MOV	data addr,®R0	B9	3	CJNE	R1,® data,code addr
87	2	MOV	data addr,®R1	BA	3	CJNE	R2,® data,code addr
88	?	MOV	data addr,R0	BB	3	CJNE	R3,® data,code addr
89	2	MOV	data addr,R1	BC	3	CJNE	R4,® data,code addr
8A	2	MOV	data addr,R2	BD	3	CJNE	R5,® data,code addr
8B	2	MOV	data addr,R3	BE	3	CJNE	R6,® data,code addr
8C	2	MOV	data addr,R4	BF	3	CJNE	R7,® data,code addr
8D	2	MOV	data addr,R5	C0	2	PUSH	data addr
8E	2	MOV	data addr,R6	C1	2	AJMP	code addr
8F	2	MOV	data addr,R7	C2	2	CLR	bit addr
90	3	MOV	DPTR,® data	C3	1	CLR	C
91	2	ACALL	code addr	C4	1	SWAP	A
92	2	MOV	bit addr,C	C5	2	XCH	A,data addr
93	1	MOVC	A,®A + DPTR	C6	1	XCH	A,®R0
94	2	SUBB	A,® data	C7	1	XCH	A,®R1
95	2	SUBB	A,data addr	C8	1	XCH	A,R0
96	1	SUBB	A,®R0	C9	1	XCH	A,R1
97	1	SUBB	A,®R1	CA	1	XCH	A,R2
98	1	SUBB	A,R0	CB	1	XCH	A,R3

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



Table 11. Instruction Opcodes in Hexadecimal Order (Continued)

Hex Code	Number of Bytes	Mnemonic	Operands	Hex Code	Number of Bytes	Mnemonic	Operands
CC	1	XCH	A,R4	E6	1	MOV	A,@R0
CD	1	XCH	A,R5	E7	1	MOV	A,@R1
CE	1	XCH	A,R6	E8	1	MOV	A,R0
CF	1	XCH	A,R7	E9	1	MOV	A,R1
D0	2	POP	data addr	EA	1	MOV	A,R2
D1	2	ACALL	code addr	EB	1	MOV	A,R3
D2	2	SETB	bit addr	EC	1	MOV	A,R4
D3	1	SETB	C	ED	1	MOV	A,R5
D4	1	DA	A	EE	1	MOV	A,R6
D5	3	DJNZ	data addr,code addr	EF	1	MOV	A,R7
D6	1	XCHD	A,@R0	F0	1	MOVX	@DPTR,A
D7	1	XCHD	A,@R1	F1	2	ACALL	code addr
D8	2	DJNZ	R0,code addr	F2	1	MOVX	@R0,A
D9	2	DJNZ	R1,code addr	F3	1	MOVX	@R1,A
DA	2	DJNZ	R2,code addr	F4	1	CPL	A
DB	2	DJNZ	R3,code addr	F5	2	MOV	data addr,A
DC	2	DJNZ	R4,code addr	F6	1	MOV	@R0,A
DD	2	DJNZ	R5,code addr	F7	1	MOV	@R1,A
DE	2	DJNZ	R6,code addr	F8	1	MOV	R0,A
DF	2	DJNZ	R7,code addr	F9	1	MOV	R1,A
F0	1	MOVX	A,@DPTR	FA	1	MOV	R2,A
E1	2	AJMP	code addr	FB	1	MOV	R3,A
E2	1	MOVX	A,@R0	FC	1	MOV	R4,A
E3	1	MOVX	A,@R1	FD	1	MOV	R5,A
E4	1	CLR	A	FE	1	MOV	R6,A
E5	2	MOV	A,data addr	FF	1	MOV	R7,A



LM78XX Series Voltage Regulators

General Description

The LM78XX series of three terminal regulators is available with several fixed output voltages making them useful in a wide range of applications. One of these is local on card regulation, eliminating the distribution problems associated with single point regulation. The voltages available allow these regulators to be used in logic systems, instrumentation, HiFi, and other solid state electronic equipment. Although designed primarily as fixed voltage regulators these devices can be used with external components to obtain adjustable voltages and currents.

The LM78XX series is available in an aluminum TO-3 package which will allow over 1.0A load current if adequate heat sinking is provided. Current limiting is included to limit the peak output current to a safe value. Safe area protection for the output transistor is provided to limit internal power dissipation. If internal power dissipation becomes too high for the heat sinking provided, the thermal shutdown circuit takes over preventing the IC from overheating.

Considerable effort was expended to make the LM78XX series of regulators easy to use and minimize the number

of external components. It is not necessary to bypass the output, although this does improve transient response. Input bypassing is needed only if the regulator is located far from the filter capacitor of the power supply.

For output voltage other than 5V, 12V and 15V the LM117 series provides an output voltage range from 1.2V to 57V.

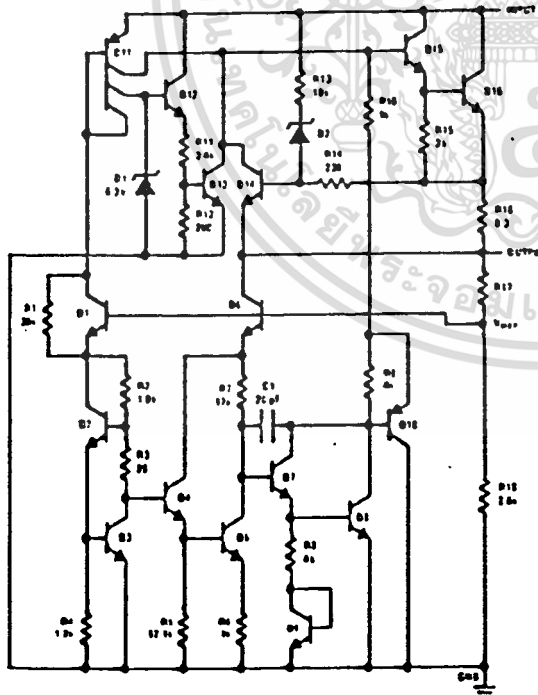
Features

- Output current in excess of 1A
- Internal thermal overload protection
- No external components required
- Output transistor safe area protection
- Internal short circuit current limit
- Available in the aluminum TO-3 package

Voltage Range

LM7805C	5V
LM7812C	12V
LM7815C	15V

Schematic and Connection Diagrams



TL/M/7746-1

Metal Can Package
TO-3 (K)
Aluminum

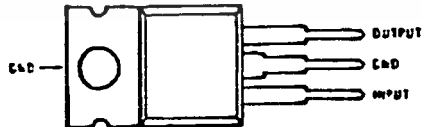


TL/M/7746-2

Bottom View

Order Number LM7805CK,
LM7812CK or LM7815CK
See NS Package Number KC02A

Plastic Package
TO-220 (T)



TL/M/7746-3

Top View

Order Number LM7805CT,
LM7812CT or LM7815CT
See NS Package Number T03B

Absolute Maximum Ratings

If Military/Aerospace specified devices are required, please contact the National Semiconductor Sales Office/Distributors for availability and specifications.

Input Voltage ($V_O = 5V, 12V$ and $15V$) 35V
 Internal Power Dissipation (Note 1) Internally Limited
 Operating Temperature Range (T_A) 0°C to $+70^\circ\text{C}$

Maximum Junction Temperature
 (K Package) 150°C
 (T Package) 150°C
 Storage Temperature Range -65°C to $+150^\circ\text{C}$
 Lead Temperature (Soldering, 10 sec.)
 TO-3 Package K 300°C
 TO-220 Package T 230°C

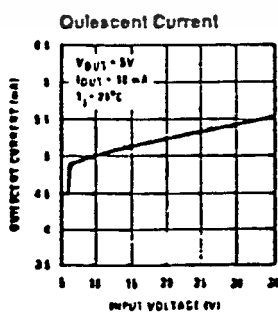
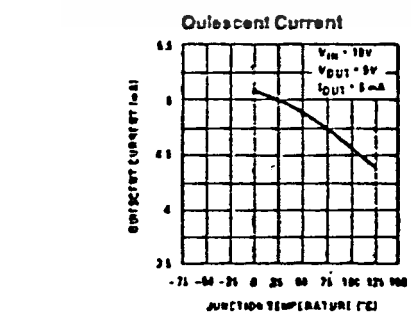
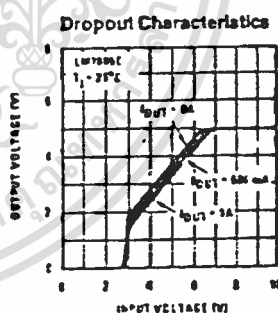
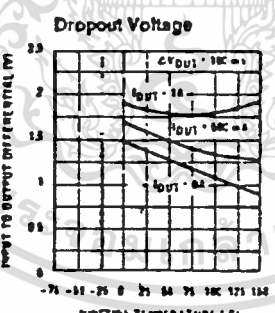
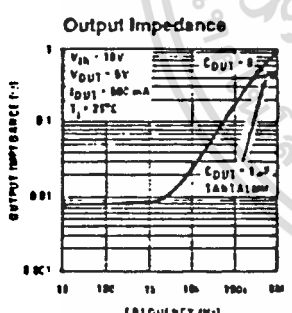
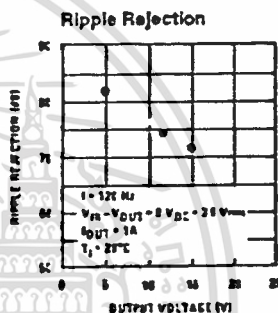
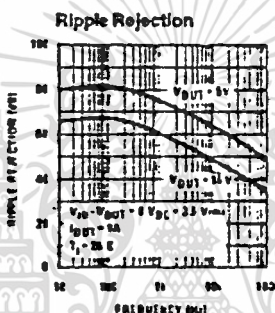
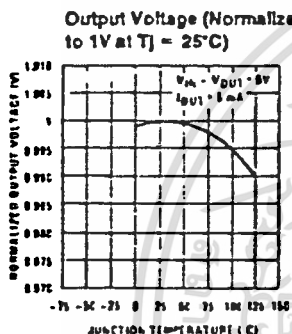
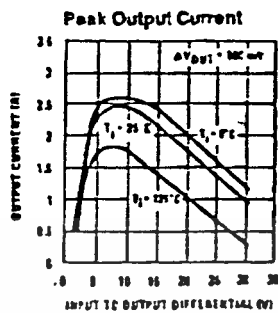
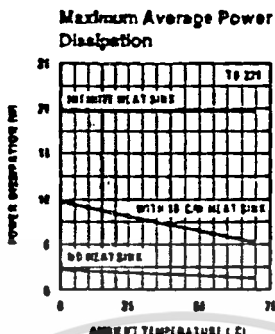
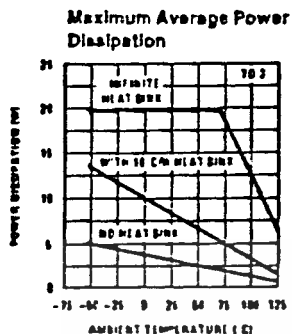
Electrical Characteristics LM78XX (Note 2) $0^\circ\text{C} \leq T_j \leq 125^\circ\text{C}$ unless otherwise noted.

Output Voltage			5V			12V			15V			Units	
Input Voltage (unless otherwise noted)			10V			18V			23V				
Symbol	Parameter	Conditions	Min	Typ	Max	Min	Typ	Max	Min	Typ	Max		
V_O	Output Voltage	$T_j = 25^\circ\text{C}, 5\text{ mA} \leq I_O \leq 1\text{ A}$	4.8	5	5.2	11.5	12	12.5	14.4	15	15.6	V	
		$P_D \leq 15\text{ W}, 5\text{ mA} \leq I_O \leq 1\text{ A}$ $V_{\text{MIN}} \leq V_{\text{IN}} \leq V_{\text{MAX}}$	4.75		5.25	11.4		12.6	14.25		15.75	V	
													V
ΔV_O	Line Regulation	$I_O = 500\text{ mA}, T_j = 25^\circ\text{C}$		3	50		4	120		4	150	mV	
		ΔV_{IN}										V	
		$0^\circ\text{C} \leq T_j \leq +125^\circ\text{C}$			50			120				mV	
		ΔV_{IN}										V	
		$I_O \leq 1\text{ A}, T_j = 25^\circ\text{C}$			50			120				mV	
		ΔV_{IN}										V	
ΔV_O	Load Regulation	$T_j = 25^\circ\text{C}$		10	50		12	120		12	150	mV	
		$5\text{ mA} \leq I_O \leq 1.5\text{ A}$			25			60			75	mV	
		$250\text{ mA} \leq I_O \leq 750\text{ mA}$										mV	
I_O	Quiescent Current	$I_O \leq 1\text{ A}, T_j = 25^\circ\text{C}$			8			8			8	mA	
		$0^\circ\text{C} \leq T_j \leq +125^\circ\text{C}$			8.5			8.5			8.5	mA	
ΔI_O	Quiescent Current Change	$5\text{ mA} \leq I_O \leq 1\text{ A}$			0.5			0.5			0.5	mA	
		$T_j = 25^\circ\text{C}, I_O \leq 1\text{ A}$ $V_{\text{MIN}} \leq V_{\text{IN}} \leq V_{\text{MAX}}$			1.0			1.0			1.0	mA	
		$I_O \leq 500\text{ mA}, 0^\circ\text{C} \leq T_j \leq +125^\circ\text{C}$ $V_{\text{MIN}} \leq V_{\text{IN}} \leq V_{\text{MAX}}$			1.0			1.0			1.0	mA	
V_N	Output Noise Voltage	$T_A = 25^\circ\text{C}, 10\text{ Hz} \leq f \leq 100\text{ kHz}$		40			75			90		μV	
		$\frac{\Delta V_{\text{IN}}}{\Delta V_{\text{OUT}}}$											
R_O	Dropout Voltage	$T_j = 25^\circ\text{C}, I_{\text{OUT}} = 1\text{ A}$		2.0			2.0			2.0		V	
		Output Resistance			8			18			19		m Ω
		Short-Circuit Current			2.1			1.5			1.2		A
		Peak Output Current			2.4			2.4			2.4		A
V_{IN}	Input Voltage Required to Maintain Line Regulation	$T_j = 25^\circ\text{C}, I_O \leq 1\text{ A}$		7.5			14.6			17.7		V	
		$0^\circ\text{C} \leq T_j \leq +125^\circ\text{C}, I_O = 5\text{ mA}$			0.6			1.5			1.8		mV/ $^\circ\text{C}$

Note 1: Thermal resistance of the TO-3 package (K, KC) is typically 4°C/W junction to case and 35°C/W case to ambient. Thermal resistance of the TO-220 package (T) is typically 4°C/W junction to case and 50°C/W case to ambient.

Note 2: All characteristics are measured with capacitor across the input of $0.22\text{ }\mu\text{F}$, and a capacitor across the output of $0.1\text{ }\mu\text{F}$. All characteristics except noise voltage and ripple rejection ratio are measured using pulse techniques ($I_O \leq 10\text{ mA}$, duty cycle $\leq 8\%$). Output voltage changes due to changes in internal temperature must be taken into account separately.

Typical Performance Characteristics



71407746-4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

LM79XX Series 3-Terminal Negative Regulators

General Description

The LM79XX series of 3-terminal regulators is available with fixed output voltages of $-5V$, $-12V$, and $-15V$. These devices need only one external component—a compensation capacitor at the output. The LM79XX series is packaged in the TO-220 power package and is capable of supplying 1.5A of output current.

These regulators employ internal current limiting, safe area protection and thermal shutdown for protection against virtually all overload conditions.

Low ground pin current of the LM79XX series allows output voltage to be easily boosted above the preset value with a resistor divider. The low quiescent current drain of

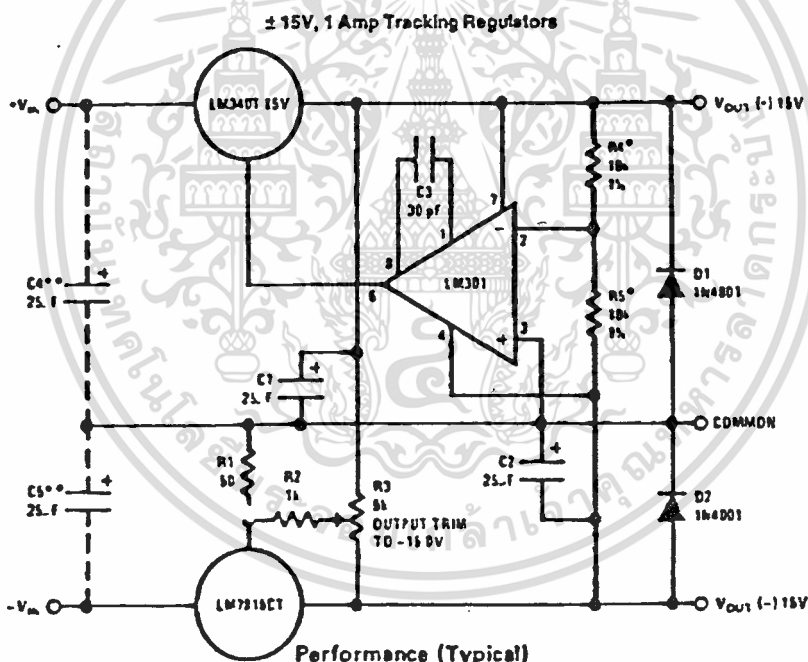
these devices with a specified maximum change with line and load ensures good regulation in the voltage boosted mode.

For applications requiring other voltages, see LM137 data sheet.

Features

- Thermal, short circuit and safe area protection
- High ripple rejection
- 1.5A output current
- 4% preset output voltage

Typical Applications



	(-15)	(+15)
Load Regulation at $\Delta I_L = 1A$	40 mV	2 mV
Output Ripple, $C_{OUT} = 3000 \mu F$, $I_L = 1A$	100 μV_{rms}	100 μV_{rms}
Temperature Stability	50 mV	50 mV
Output Noise 10 Hz $\leq f \leq 10$ kHz	150 μV_{rms}	150 μV_{rms}

*Resistor tolerance of R4 and R5 determine matching of (+) and (-) outputs.

**Necessary only if raw supply filter capacitors are more than 3" from regulators.

TL7940-1

Absolute Maximum Ratings

If Military/Aerospace specified devices are required, please contact the National Semiconductor Sales Office/Distributors for availability and specifications.

Input Voltage
 $(V_o = 5V)$ -35V
 $(V_o = 12V \text{ and } 15V)$ -40V

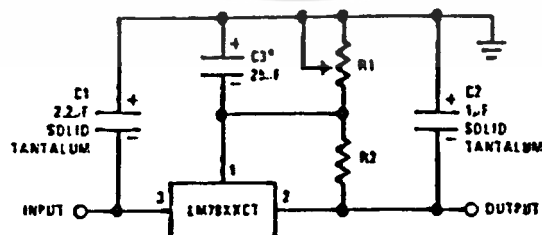
Input-Output Differential
 $(V_o = 5V)$ 25V
 $(V_o = 12V \text{ and } 15V)$ 30V
 Power Dissipation (Note 1) Internally Limited
 Operating Junction Temperature Range 0°C to $+125^\circ\text{C}$
 Storage Temperature Range -65°C to $+150^\circ\text{C}$
 Lead Temperature (Soldering, 10 sec.) 230°C

Electrical Characteristics Conditions unless otherwise noted: $I_{OUT} = 500 \text{ mA}$, $C_{IN} = 2.2 \mu\text{F}$, $C_{OUT} = 1 \mu\text{F}$, $0^\circ\text{C} \leq T_J \leq +125^\circ\text{C}$, Power Dissipation $\leq 1.5\text{W}$.

Part Number			LM7905C			Units		
Output Voltage			5V					
Input Voltage (unless otherwise specified)			-10V					
Symbol	Parameter	Conditions	Min	Typ	Max			
V_O	Output Voltage	$T_J = 25^\circ\text{C}$ $5 \text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 1\text{A}$ $P \leq 15\text{W}$	-4.8	-5.0	-5.2	V		
			-4.75		-5.25	V		
			(-20 $\leq V_{IN} \leq -7$)					V
ΔV_O	Line Regulation	$T_J = 25^\circ\text{C}$, (Note 2)	8		50	mV		
			(-25 $\leq V_{IN} \leq -7$)					V
			2		15	mV		
			(-12 $\leq V_{IN} \leq -8$)					V
ΔV_O	Load Regulation	$T_J = 25^\circ\text{C}$, (Note 2) $5 \text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 1.5\text{A}$ $250 \text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 750 \text{ mA}$		15	100	mV		
				5	50	mV		
I_O	Quiescent Current	$T_J = 25^\circ\text{C}$		1	2	mA		
ΔI_O	Quiescent Current Change	With Line			0.5	mA		
		With Load, $5 \text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 1\text{A}$			0.5	mA		
V_n	Output Noise Voltage	$T_A = 25^\circ\text{C}$, $10 \text{ Hz} \leq f \leq 100 \text{ Hz}$		125		μV		
	Ripple Rejection	$f = 120 \text{ Hz}$	54	66		dB		
						V		
	Dropout Voltage	$T_J = 25^\circ\text{C}$, $I_{OUT} = 1\text{A}$		1.1		V		
$I_{O\text{MAX}}$	Peak Output Current	$T_J = 25^\circ\text{C}$		2.2		A		
	Average Temperature Coefficient of Output Voltage	$I_{OUT} = 5 \text{ mA}$, $0^\circ\text{C} \leq T_J \leq 100^\circ\text{C}$		0.4		mV/ $^\circ\text{C}$		

Typical Applications (Continued)

Variable Output



TL/M/7240-2

*Improves transient response and ripple rejection. Do not increase beyond 50 μF .

$$V_{OUT} = V_{SC1} \left(\frac{R1 + R2}{R2} \right)$$

Select R2 as follows

LM7905CT 300 Ω
 LM7912CT 750 Ω
 LM7915CT 1k

Electrical Characteristics (Continued) Conditions unless otherwise noted. $I_{OUT} = 500\text{ mA}$, $C_{IN} = 2.2\text{ }\mu\text{F}$, $C_{OUT} = 1\text{ }\mu\text{F}$, $0^\circ\text{C} \leq T_J \leq +125^\circ\text{C}$, Power Dissipation = 1.5W.

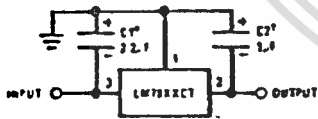
Part Number			LM7912C			LM7915C			Units
Output Voltage			12V			15V			
Input Voltage (unless otherwise specified)			-19V			-23V			
Symbol	Parameter	Conditions	Min	Typ	Max	Min	Typ	Max	
V_O	Output Voltage	$T_J = 25^\circ\text{C}$ $5\text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 1\text{ A}$, $P \leq 15\text{ W}$	-11.5	-12.0	-12.5	-14.4	-15.0	-15.6	V
			-11.4		-12.6	-14.25		-15.75	V
					$(-27 \leq V_{IN} \leq -14.5)$		$(-30 \leq V_{IN} \leq -17.5)$		
ΔV_O	Line Regulation	$T_J = 25^\circ\text{C}$, (Note 2)	5	80		5	100		mV
				$(-30 \leq V_{IN} \leq -14.5)$			$(-30 \leq V_{IN} \leq -17.5)$		V
			3	30		3	50		mV
				$-22 \leq V_{IN} \leq -16)$			$(-26 \leq V_{IN} \leq -20)$		V
ΔV_O	Load Regulation	$T_J = 25^\circ\text{C}$, (Note 2) $5\text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 1.5\text{ A}$ $250\text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 750\text{ mA}$	15	200		15	200		mV
									mV
			5	75		5	75		mV
I_O	Quiescent Current	$T_J = 25^\circ\text{C}$	1.5	3		1.5	3		mA
ΔI_O	Quiescent Current Change	With Line			0.5			0.5	mA
		With Load, $5\text{ mA} \leq I_{OUT} \leq 1\text{ A}$	$(-30 \leq V_{IN} \leq -14.5)$			$(-30 \leq V_{IN} \leq -17.5)$			0.5
V_n	Output Noise Voltage	$T_A = 25^\circ\text{C}$, $10\text{ Hz} \leq f \leq 100\text{ Hz}$		300			375		μV
	Ripple Rejection	$f = 120\text{ Hz}$	54	70		54	70		dB
				$(-25 \leq V_{IN} \leq -15)$			$(-30 \leq V_{IN} \leq -17.5)$		V
	Dropout Voltage	$T_J = 25^\circ\text{C}$, $I_{OUT} = 1\text{ A}$		1.1			1.1		V
I_{OMAX}	Peak Output Current	$T_J = 25^\circ\text{C}$		2.2			2.2		A
	Average Temperature Coefficient of Output Voltage	$I_{OUT} = 5\text{ mA}$, $0^\circ\text{C} \leq T_J \leq 100^\circ\text{C}$		-0.8			-1.0		mV/C

Note 1: For calculations of junction temperature rise due to power dissipation, thermal resistance junction to ambient ($R_{\theta JA}$) is 50°C/W (no heat sink) and 5°C/W (infinite heat sink)

Note 2: Regulation is measured at a constant junction temperature by pulse testing with a low duty cycle. Changes in output voltage due to heating effects must be taken into account

Typical Applications (Continued)

Fixed Regulator



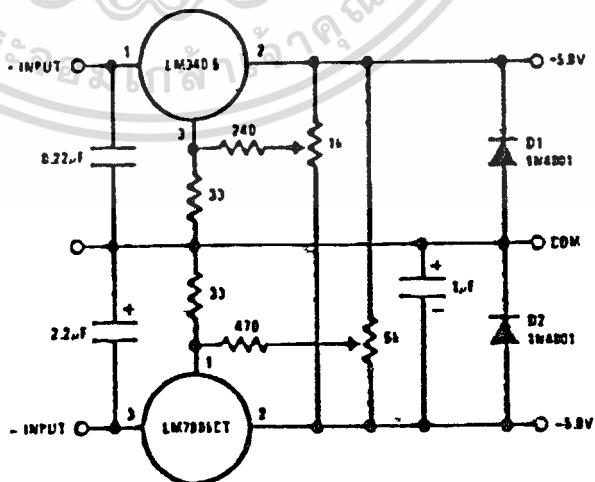
TL7912C-3

*Required if regulator is separated from filter capacitor by more than 3". For value given, capacitor must be solid tantalum 25 μF aluminum electrolytic may be substituted

†Required for stability. For value given, capacitor must be solid tantalum 25 μF aluminum electrolytic may be substituted. Values given may be increased without limit.

For output capacitance in excess of 100 μF , a high current diode from input to output (1N4001, etc.) will protect the regulator from momentary input shorts.

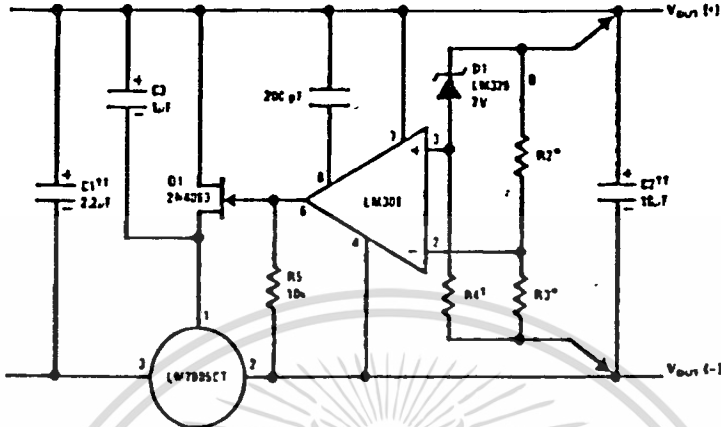
Dual Trimmed Supply



TL7912C-4

Typical Applications (Continued)

High Stability 1 Amp Regulator



Load and line regulation < 0.01%, temperature stability = 0.2%

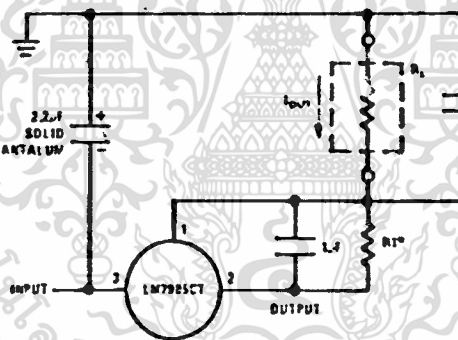
1 Determine Zener current

11 Solid tantalum

*Select resistors to set output voltage 2 ppm/°C tracking suggested

TL/M/7240-5

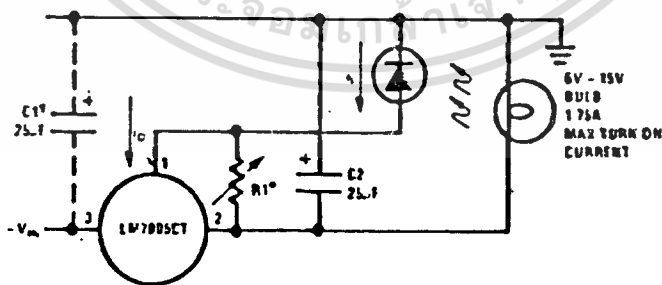
Current Source



$$I_{out} = 1 \text{ mA} + \frac{5V}{R1}$$

TL/M/7240-7

Light Controllers Using Silicon Photo Cells

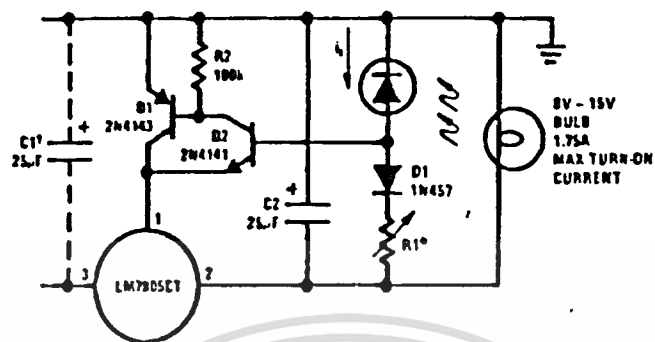


*Lamp brightness increase until $I_c = I_0 (= 1 \text{ mA}) + \frac{5V}{R1}$

1 Necessary only if rms supply filter capacitor is more than 2" from LM7905CT

TL/M/7240-8

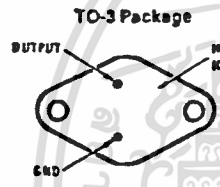
Typical Applications (Continued)



TL/H/7240-9

*Lamp brightness increases until $I_L = 5V/R1$ (I_L can be set as low as 1 μA)
 †Necessary only if R_{TH} supply filter capacitor is more than 2" from LM7905CT

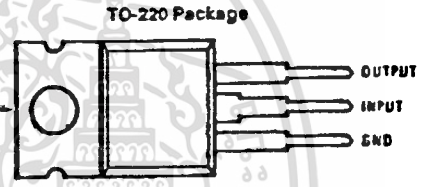
Connection Diagrams



Bottom View

Order Number LM7905CK, LM7912CK or LM7915CK
 See NS Package Number KC02A

TL/H/7240-10



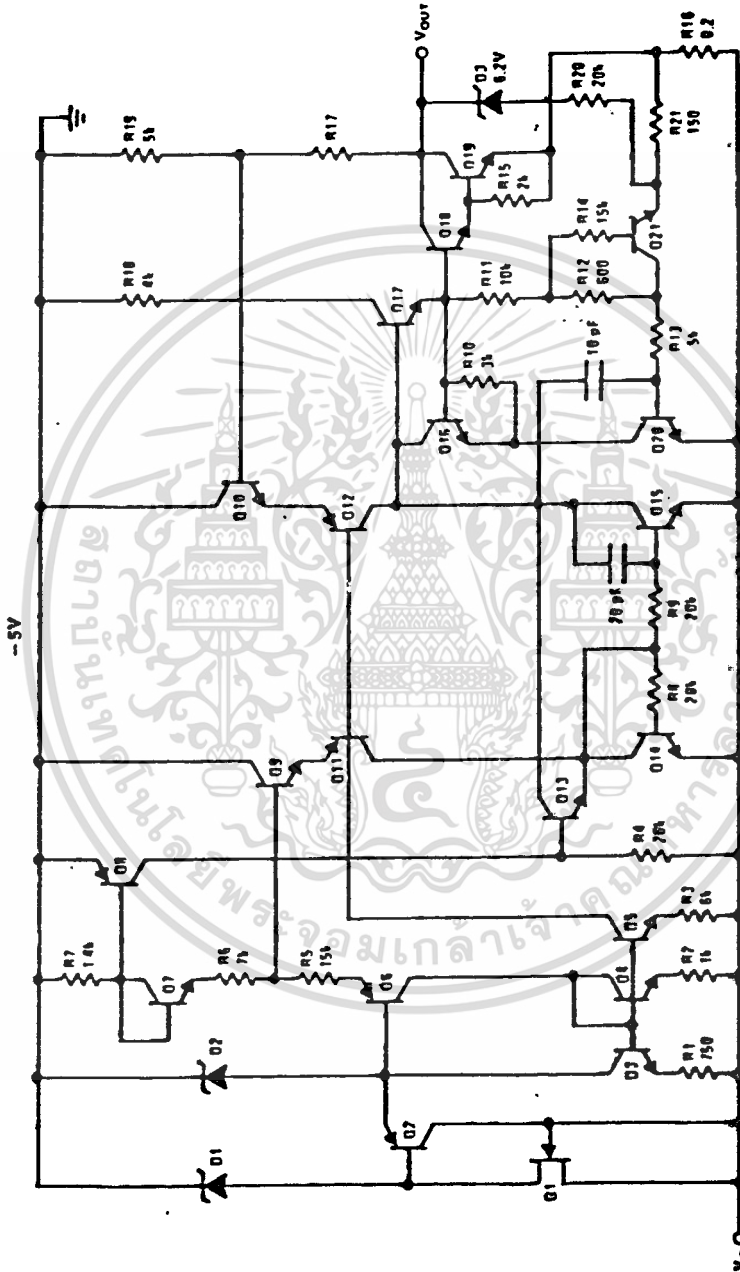
Top View

Order Number LM7905CT, LM7912CT or LM7915CT
 See NS Package Number T03B

TL/H/7240-11

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Schematic Diagrams

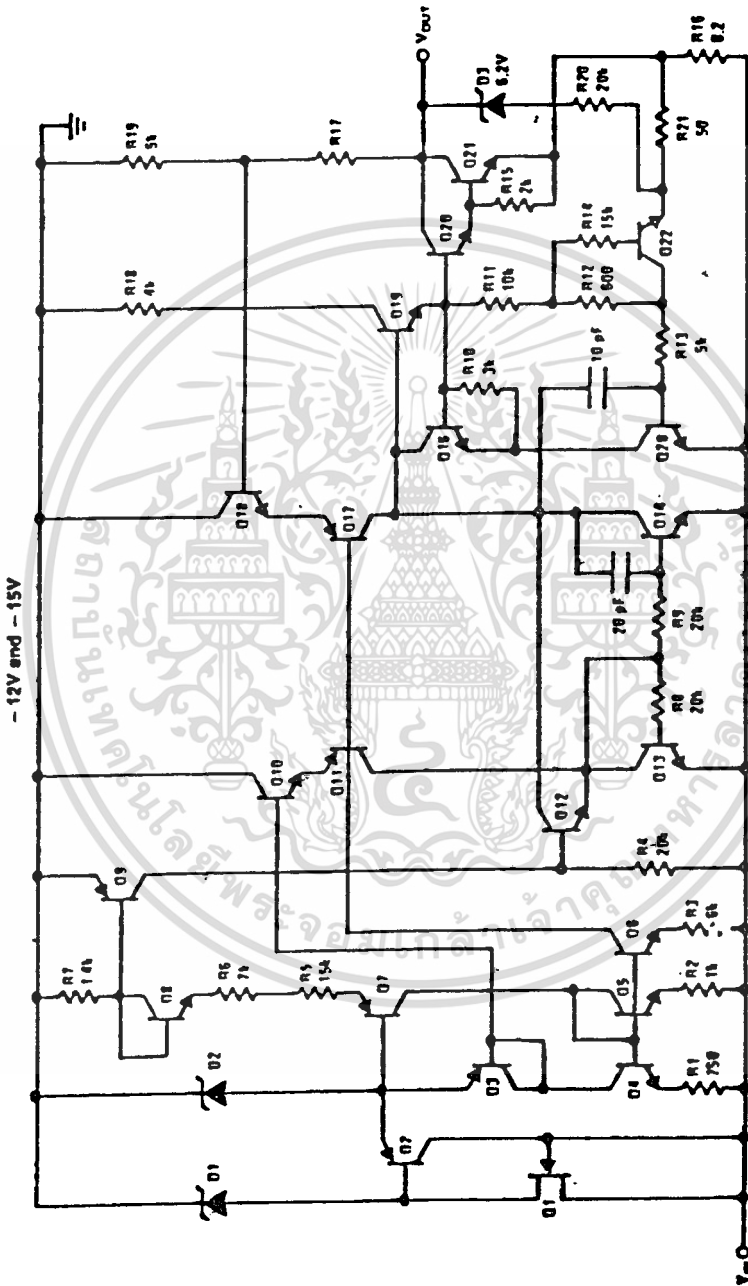


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Schematic Diagrams (Continued)

TUM790-13

LM79XX



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

54138/74138 3-Line-to-8-Line Decoder

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL			
	Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package		
		C	P	M/C/F		C	P	M/C/F		C	P	M/C/F		C	P	M/C/F		C	P	M/C/F
TI	SN54S138	J-D						SN54LS138	J-T											
	SN74S138	J-D						SN74LS138	J-T											
FAIRCHILD	74S138	J-D						74LS138	J-T											
	74S138	J-D						74LS138	J-T											
MOTOROLA								SN74LS138	J-T											
N.S.C.								DM74LS138	J-T											
	DM74S138	J-D						DM74LS138	J-T											
PHILIPS								N74LS138	J-T											
	N74S138	J-D						N74LS138	J-T											
SGNETHICS																				
	SN54S138	J-D																		
	N74S138	J-D						N74LS138	J-T											
SIEMENS																				
FUJITSU								74LS138	J-T											
HTACHI								74LS138	J-T											
MITSUBISHI								74LS138	J-T											
	N74S138	J-D						74LS138	J-T											
NEC								74LS138	J-T											
TOSHIBA								74LS138	J-T											

Electrical Characteristics SN54LS138 SN74LS138

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage, VCC	7V	Operating free-air temperature range	SN54LS	-55°C to 125°C
Output voltage	7V	Storage temperature range	SN74LS	0°C to 70°C
				-55°C to 150°C

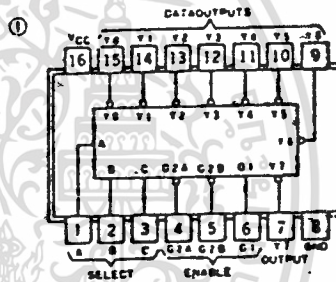
recommended operating conditions

	SN54LS138			SN74LS138			UNIT
	MIN	NOM	MAX	MIN	NOM	MAX	
Supply voltage, VCC	4.5	5	5.5	4.75	5	5.25	V
Low-level input current, I _{OL}			400			400	μA
Low-level output current, I _{OL}			4			4	mA
Operating free-air temperature, T _a	-55	125	0	0	70	150	°C

electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range

PARAMETER	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT	
V _{OH}	High-level input voltage		2		V	
V _{OL}	Low-level input voltage		0.6		V	
t _{PLH}	Input ramp voltage	V _{CC} = MAX, I _L = -18mA		1.5	V	
V _{OH}	High-level output voltage	V _{CC} = MAX, V _{OL} = 2V, I _{OH} = 2.5 mA (SN54LS) / 2.7 mA (SN74LS)	2.5	3.4	V	
V _{OL}	Low-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _{OH} = 2V, I _{OL} = 0.5 mA	0.25	0.5	V	
I _{IL}	Input current at maximum input voltage	V _{CC} = MAX, V _I = 7V		0.1	μA	
I _{OH}	High-level input current	V _{CC} = MAX, V _I = 2.7V		25	μA	
I _{OL}	Low-level input current	V _{CC} = MAX, V _I = 0.4V		0.4	mA	
I _{OS}	Short-circuit output current	V _{CC} = MAX	20	-100	mA	
I _{CC}	Supply current	V _{CC} = MAX, Outputs enabled and open	6.3	10	μA	
t _{PLH}	Low Binary select to Any output	V _{CC} = 5V, T _a = 25°C, C _L = 150pF, R _L = 70Ω	2	13	20	ns
t _{PLH}	High Binary select to Any output		3	27	41	ns
t _{PLH}	Low Enable to Any output		2	12	18	ns
t _{PLH}	High Enable to Any output		3	21	28	ns

Pin Assignment (Top View)



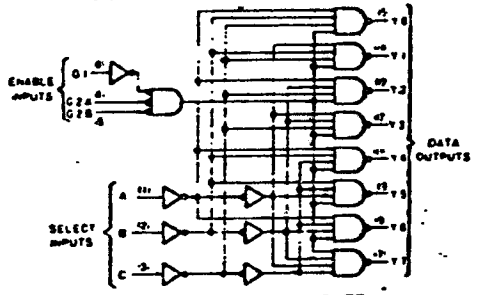
positive logic: see function table

Function Table

INPUTS			OUTPUTS										
ENABLE	G ₁	G ₂	C	B	A	Y ₀	Y ₁	Y ₂	Y ₃	Y ₄	Y ₅	Y ₆	Y ₇
X	H	X	X	X	X	H	H	H	H	H	H	H	H
L	X	X	X	X	X	H	H	H	H	H	H	H	H
H	L	L	L	L	L	L	H	H	H	H	H	H	H
H	L	L	L	L	H	L	H	H	H	H	H	H	H
H	L	L	L	H	L	H	L	H	H	H	H	H	H
H	L	L	H	L	L	H	H	L	H	H	H	H	H
H	L	H	L	L	L	H	H	H	L	H	H	H	H
H	L	H	L	H	L	H	H	H	H	L	H	H	H
H	L	H	H	L	L	H	H	H	H	H	L	H	H
H	L	H	H	H	L	H	H	H	H	H	H	L	H
H	L	H	H	H	H	H	H	H	H	H	H	H	L
H	L	H	H	H	H	H	H	H	H	H	H	H	L

G₂ = C_{2A} = C_{2B}
H = high level, L = low level, X = irrelevant

Functional Block Diagram



*S138 LS138 DECODER/DEMULTIPLER

*T_a conditions shown as MIN or MAX, use 74 appropriate value specified under recommended operating conditions for the applicable device type.
 † All typical values are at V_{CC} = 5V, T_a = 25°C.
 ‡ Not more than one output should be shorted at a time, and duration of the short-circuit test should not exceed one second.
 †† t_{PLH} = propagation delay time, square-wave input
 ††† t_{PLH} = propagation delay time, square-wave input

เอกสารนี้เป็นเอกสารของบริษัทใช้เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
 ไม่ว่การมีได้ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

54147/74147 10-Line Decimal to 4-Line BCD Priority Encoder

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL			
	Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package		Device Type		Package	
			C	P			M	CF			C	P			M	CF			C	P
T.I.																				
FAIRCHILD																				
MOTOROLA																				
N.S.C.																				
PHILIPS																				
SIGNETICS																				
SIEMENS																				
FUJITSU																				
HITACHI																				
MITSUBISHI																				
NEC																				
TOSHIBA																				

Electrical Characteristics SN54LS147/SN74LS147

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage, V _{CC}	TV	Operating temperature range	SN54LS	-55°C to 125°C
Input voltage	TV	Storage temperature range	SN74LS	0°C to 70°C
				-65°C to 150°C

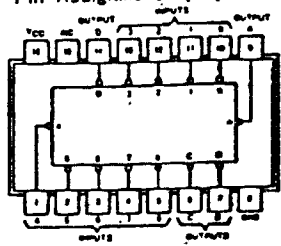
recommended operating conditions

	SN54LS147		SN74LS147		UNIT
	MIN	MAX	MIN	MAX	
Supply voltage, V _{CC}	4.5	5	4.75	5	V
High-level output current, I _{OH}			-400		μA
Low-level output current, I _{OL}			8		mA
Operating free-air temperature, T _A	-55	125	0	70	°C

electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range

PARAMETER	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
V _{OH}	High-level output voltage		2		V
V _L	Low-level output voltage			0.8	V
V _I	Input clamp voltage	V _{CC} = MAX, I _I = -18 mA		-1.5	V
V _{OH}	High-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _I = 2V, V _L = 0.8V, I _{OH} = -400 μA	2.7	3.4	V
V _{OL}	Low-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _I = 2V, V _L = 0.8V, I _{OL} = 8 mA	0.35	0.5	V
I _I	Input current at maximum input voltage	V _{CC} = MAX, V _I = 2V		0.1	mA
I _{OH}	High-level output current Any input except 0	V _{CC} = MAX, V _I = 2V		20	μA
I _{OL}	Low-level output current Any input except 0	V _{CC} = MAX, V _I = 0.8V		-8.4	mA
I _{OS}	Short-circuit output current	V _{CC} = MAX		-32	mA
I _{CC}	Supply current	V _{CC} = MAX, See Note	Condition 1 12 20 Condition 2 18 17		mA
t _{PLH}	from Any to Any output	FAVE- FDM	V _{CC} = SW, T _A = 25°C	12 18	ns
t _{PLL}	from Any to Any output	FAVE- FDM	V _{CC} = SW, T _A = 25°C, C _L = 10 pF	21 33	ns
t _{PHL}	from Any to Any output	FAVE- FDM	V _{CC} = SW, T _A = 25°C, C _L = 20 pF	15 23	ns

Pin Assignment (Top View)

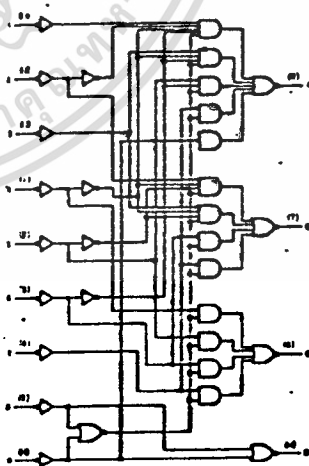


Function Table

*147									
INPUTS									
1	2	3	4	5	6	7	8	9	10
H	H	H	H	H	H	H	H	H	H
X	X	X	X	X	X	X	L	H	L
X	X	X	X	X	X	L	H	H	H
X	X	X	X	X	L	H	H	H	L
X	X	X	X	L	H	H	H	H	L
X	X	X	L	H	H	H	H	H	L
X	X	L	H	H	H	H	H	H	L
X	L	H	H	H	H	H	H	H	L
L	H	H	H	H	H	H	H	H	L

H=high logic level, L=low logic level, X=undefined

Functional Block Diagram



*147 10-LINE-TO-4 PRIORITY ENCODER

NOTE: I_{CC} (condition 1) is measured with input 7 grounded, other inputs and outputs open.
I_{CC} (condition 2) is measured with all inputs and outputs open.

† For conditions shown as MIN or MAX, use the appropriate value specified under recommended operating conditions for the applicable device type.

‡ All typical values are at V_{CC} = 5V, T_A = 25°C.

• Not more than one output should be shorted at a time.

① t_{PLH} propagation delay time, low-to-high-level output.

② t_{PHL} propagation delay time, high-to-low-level output.

54373/74373 Octal D-Type Transparent Latches and Edge-Triggered Flip-Flops

	Schottky TTL				High-Speed TTL				Low-Power Schottky TTL				Standard TTL				Low-Power TTL				
	Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			Device Type	Package			
		C	P	M	CF		C	P	M	CF		C	P	M	CF		C	P	M	CF	
T.I.	SN54S373	J	J			SN54LS373	J	J			SN54ALS373	J	J								
	SN74S373	J	J			SN74LS373	J	J			SN74ALS373	J	J								
FAIRCHILD																					
MOTOROLA																					
N.S.C.																					
PHILIPS																					
SIGNETICS																					
SIEMENS																					
FUJITSU																					
HITACHI																					
MITSUBISHI																					
NEC																					
TOCHIBA																					

Electrical Characteristics SN54LS373/SN74LS373

absolute maximum ratings over operating free-air temperature range

Supply voltage, V _{CC}	7V	Operating free-air temperature range	SN54LS -55°C to 125°C
Input voltage	7V	Storage temperature range	SN74LS -65°C to 150°C

recommended operating conditions

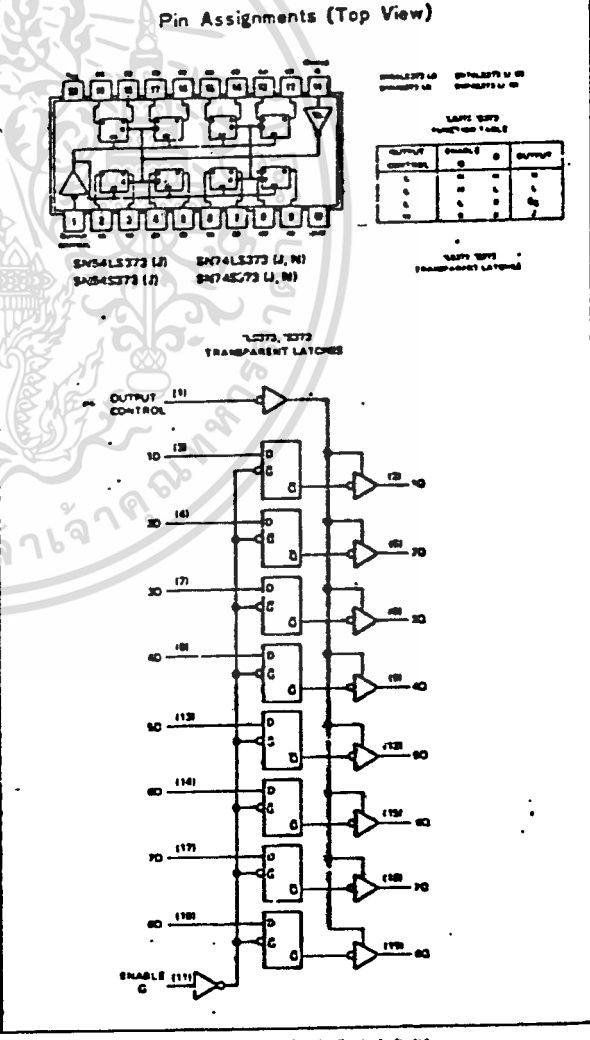
PARAMETER	SN54LS373		SN74LS373		UNIT
	MIN	NOM	MIN	MAX	
Supply voltage, V _{CC}	4.5	5	4.5	5.25	V
High-level output current, I _{OH}			-1	-2.5	mA
High-level output voltage, V _{OH}			4.5	5.5	V
Pulse width, t _{pw}	Clock enable high	15	15		ns
	Clock enable low	15	15		ns
Setup time, t _{SU}	0.1		0.1		ns
Hold time, t _{HD}	10		10		ns
Operating free-air temperature, T _A	-55	125	0	150	°C

electrical characteristics over recommended operating free-air temperature range (unless otherwise noted)

PARAMETER	TEST CONDITIONS ¹	MIN	TYP ²	MAX	UNIT
V _{IH}	High-level input voltage		2		V
V _{IL}	Low-level input voltage		0.8		V
V _I	Input clamp voltage	V _{CC} = MIN, I _I = -10 mA		-1.5	V
V _{OH}	High-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _{IH} = 2V, V _{II} = V _I max, I _{OH} = MAX	2.4	3.1	V
V _{OL}	Low-level output voltage	V _{CC} = MIN, V _{IL} = 2V, V _{II} = V _I max, I _{OL} = 24 mA	0.35	0.5	V
I _{OZH}	01-state output current, high-level voltage applied	V _{CC} = MAX, V _{IH} = 2V, V _O = 2.7V		20	mA
I _{OZL}	01-state output current, low-level voltage applied	V _{CC} = MAX, V _{IL} = 2V, V _O = 0.4V		-20	mA
I _I	Input current at maximum input voltage	V _{CC} = MAX, V _I = 7V		3.1	mA
I _{IH}	High-level input current	V _{CC} = MAX, V _I = 2.7V		20	mA
I _{IL}	Low-level input current	V _{CC} = MAX, V _I = 0.4V		-8.4	mA
I _{O2}	Short-circuit output current	V _{CC} = MAX	-30	-130	mA
I _{CC}	Supply current	V _{CC} = MAX, Output control at 1/1V LS373	26	48	mA

switching characteristics, V_{CC} = 5V, T_A = 25°C

PARAMETER	FROM (INPUT)	TO (OUTPUT)	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
t _{max}					12	18	ns
t _{PLH}	Data	Any 0	C _L = 45pF, R _L = 647Ω. See Notes 2 and 3		12	18	ns
t _{PHL}	Clock or enable	Any 0			20	30	ns
t _{PLM}	Clock or enable	Any 0	C _L = 5pF, R _L = 647Ω. See Note 3		10	20	ns
t _{PHL}	Data	Any 0			15	25	ns
t _{PZH}	Control	Any 0			25	30	ns
t _{PZL}	Control	Any 0			12	20	ns
t _{PHZ}	Output Control	Any 0			15	25	ns
t _{PLZ}	Output Control	Any 0			15	25	ns



¹ For conditions shown as MIN or MAX, use the appropriate value specified under recommended operating conditions.
² All typical values are at V_{CC} = 5V, T_A = 25°C.
³ Not more than one output should be shorted at a time and duration of the short circuit should not exceed one second.

NOTES 2. Maximum clock frequency is tested with all outputs loaded.
 3. See load circuits and waveforms on page 3-81.
 t_{max} = maximum clock frequency
 t_{PLH} = propagation delay time, low-to-high-level output
 t_{PHL} = propagation delay time, high-to-low-level output
 t_{PLM} = output enable time to high level
 t_{PHL} = output enable time to low level
 t_{PZH} = output disable time from high level
 t_{PZL} = output disable time from low level

กิตติกรรมประกาศ

ปริญาานิพนธ์เรื่อง PROGRAMMABLE PANEL METER นี้ สำเร็จลงได้ด้วยความช่วยเหลือจากบุคคลหลายท่านด้วยกันโดยเฉพาะ อาจารย์วิทยา ทิพย์สุวรรณพร ซึ่งเป็นอาจารย์ที่ปรึกษาได้ให้คำแนะนำ ช่วยในการค้นคว้า เสนอแนวคิด สนับสนุนอุปกรณ์ และให้กำลังใจในการจัดทำมาโดยตลอด และขอขอบคุณเพื่อน ๆ ทุกท่าน ที่ให้ความช่วยเหลือ ทำให้ปริญาานิพนธ์นี้สำเร็จลุล่วงไปได้ด้วยดี จึงขอขอบคุณมา ณ โอกาสนี้ด้วย



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หนังสืออ้างอิง

1. ผศ. พิพัฒน์ เลาสงคราม., ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 (1), วิศวกรรมลาดกระบัง, ปีที่ 9, ฉบับที่ 4, หน้า 60-68, 2532
2. ผศ. พิพัฒน์ เลาสงคราม., ไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 (2), วิศวกรรมลาดกระบัง, ปีที่ 9, ฉบับที่ 5, หน้า 49-60, 2532
3. บริษัท คิลารีเสิร์ท., 8051 VS Z80 ความแตกต่างที่คุณต้องเลือก, จุลสารไมโครคอนโทรลเลอร์, ฉบับที่ 3, 2533
4. บริษัท คิลารีเสิร์ท., บัญญัติ 10 ประการเพื่อก้าวจาก Z80 สู่ 8051, จุลสารไมโครคอนโทรลเลอร์, ฉบับที่ 6, 2534
5. บริษัท ซีเอ็ดยูเคชั่น จำกัด., คู่มือ/เทียบเบอร์ ไอซี TTL, นำอักษรการพิมพ์, ครั้งที่ 5, 2530
6. Albert D. Helfrick and William D. cooper., "Modern Electronic Instrumentation and Measurement Techniques", Prentice-Hall, Inc., 1990
7. Intel Corporation., "Microprocessor Data Book (MCS-51)", Intel Literature., 1988