

บทที่ 3

การออกแบบ เครื่องวัดความเร็วลมที่ต่ำกว่า ความเร็ว เสียงชนิดตัว เลข

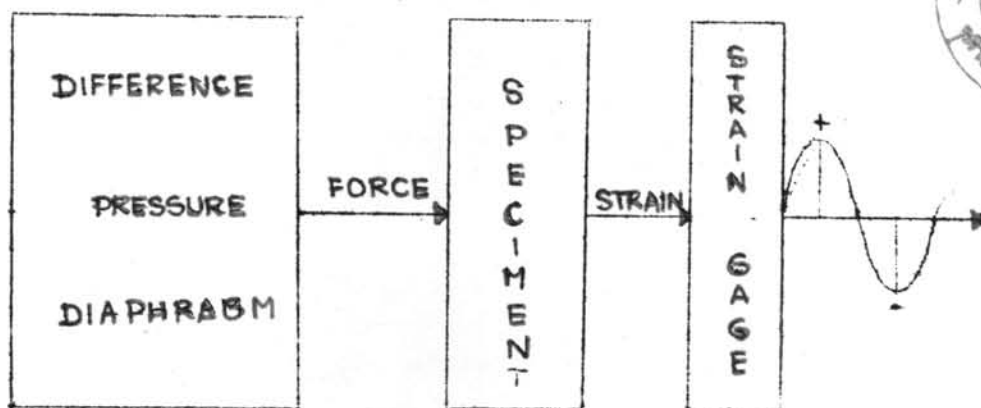
ผู้วิจัยได้ออกแบบส่วนประกอบต่างๆของ เครื่องวัดความเร็วลมที่ต่ำกว่าความเร็ว เสียงชนิดตัว เลขดังต่อไปนี้.-

3.1 ตัวกำหนดสัญญาณ เพื่อให้การวิจัยได้บรรลุตามวัตถุประสงค์ ผู้วิจัยจึงออกแบบตัวกำหนดสัญญาณภายใต้ข้อตกลงเบื้องต้น (Assumption) ดังนี้ คือ "ไม่คำนึงถึงความแตกต่างของอุณหภูมิซึ่งมีอิทธิพลต่อความหนาแน่นของอากาศ และความดันของอากาศ"

หลักการในการออกแบบตัวกำหนดสัญญาณ

1. พยายามทำให้เกิดความดันไดนามิกส์ (Dynamics pressure) ซึ่ง เป็นผลต่างระหว่างความดันรวม (Total pressure) กับความดันสถิต (Statics pressure)
2. แปลงค่าความดันไดนามิกส์ที่ได้ให้เป็นค่าทางความต้านทานทางไฟฟ้า (เมื่อความแตกต่างมาก ค่าความต้านทานจะน้อย และ ความแตกต่างน้อยค่าความต้านทานจะมาก) โดยอาศัยคุณสมบัติของสเตรน เกจ (Strain Gage)
3. แปลงค่าความต้านทานทางไฟฟ้าที่ได้ให้เป็นสัญญาณทางไฟฟ้าแล้วนำไป เป็น อินพุทของอนาลอก เป็นดิจิตอลคอน เวอร์เตอร์ต่อไป

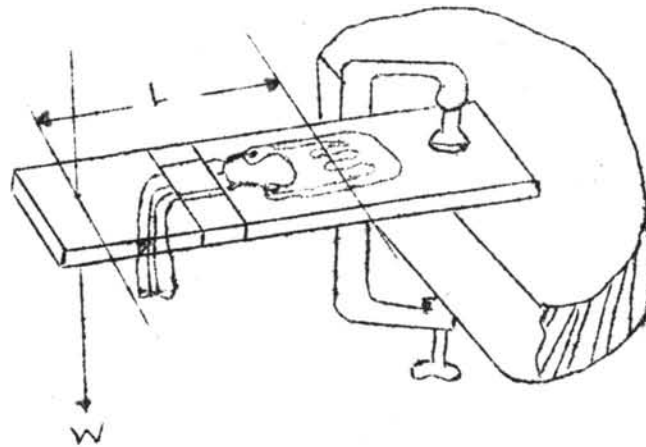
ตัวกำหนดสัญญาณที่ผู้วิจัยออกแบบสามารถ เขียน เป็นบล็อกไดอะแกรมได้ตามรูปที่ 3.1



รูปที่ 3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของตัวกำหนดสัญญาณ

ไดอะแฟรม เป็นตัวกลางในการแปลงความดันไดนามิกส์มา เป็นแรง แรงที่เกิดขึ้นจะไปกระทำต่อแผ่น เหล็กสปริง (เพื่อให้สามารถคืนสู่สภาวะ เดิมได้) แผ่น เหล็กสปริงจะงอตามแรงที่มากกระทำสเตรน เกจ (Dynamics Strain Gage Type ED-DY -250-BG-350 , resistance $350 \pm 0.3 \%$) ที่ติดอยู่บนแผ่น เหล็กสปริงก็จะทำงานทำให้เกิดสัญญาณทางไฟฟ้าส่งผ่านไปยังบริดจ์แอมพิฟาย เออร์ทำการขยายสัญญาณให้สูงขึ้นต่อไป แผ่น เหล็กสปริงที่นำมาใช้มีค่า Modulus เท่ากับ 7.702×10^6 พีเอสไอ คุณสมบัติของแผ่น เหล็กสปริงแสดงอยู่ในภาคผนวกที่ 3

การ คำนวณหาค่าของสเตรนที่เกิดขึ้นบนแผ่นบีม (Beam) สามารถคำนวณได้ดังนี้ .-



รูปที่ 3.2 แสดงการคำนวณค่าสเตรนที่เกิดขึ้นบนแผ่น빔

$$\sigma = E\epsilon = Mc / I$$

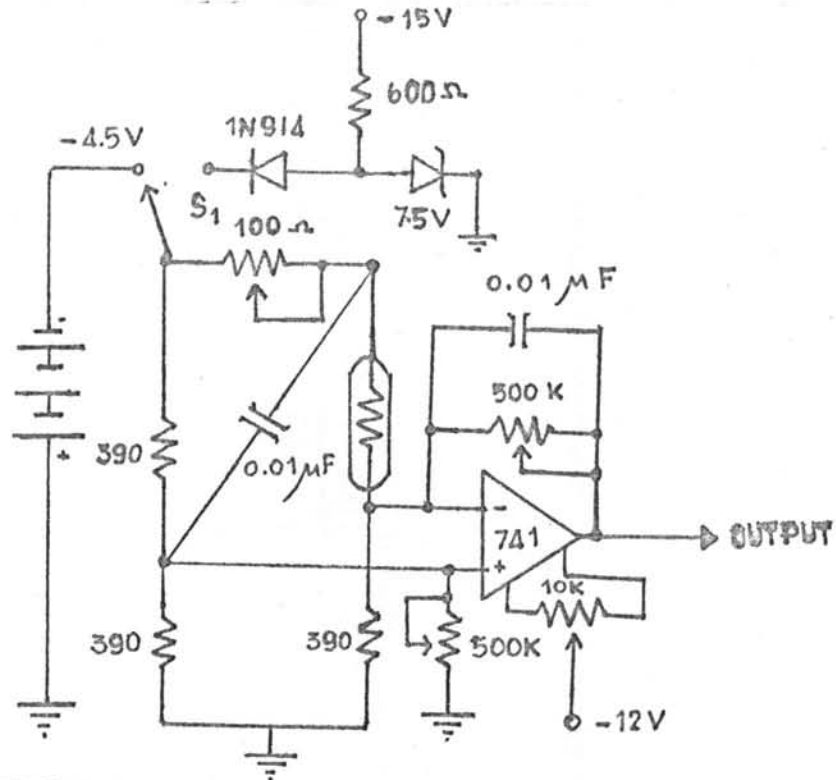
$$\begin{aligned} \epsilon &= Mc/EI = \frac{WLh / 2}{Ebh^3 / 12} \\ &= \frac{6WL}{Ebh^2} \end{aligned}$$

where

σ	= stress	(FSI)
ϵ	= strain	(in/in)
E	= modulus	(FSI)
M	= applied moment = WL	(lb-in)
I	= moment of inertia of rectangular beam	(in ⁴)
W	= weight	(lbs)
L	= length	(in)
h	= thickness	(in)
b	= width	(in)

Note : in = inch

3.2 บริดจแอมพิฟายเออร์



รูปที่ 3.3 วงจรบริดจแอมพิฟายเออร์

จากวงจรในรูปที่ 3.3 S_1 จะทำหน้าที่เลือกแรงดันไฟฟ้าจาก Battery หรือจาก Power supply unit เข้าไปเลี้ยง Bridge เมื่อตัวกำหนด สัญญาณ เปลี่ยนค่าความต้านทานไปเพียง เล็กน้อย ($m\Omega$) ค่าแรงดันที่จุด A และ B จะแตกต่างกัน 6.44 mV ต่อ $\mu\text{in/in}$

นำแรงดันไฟฟ้าที่จุด A และ B บ้อน เข้า -input และ + input ของ op. amp ที่มี R 560k เป็น feedback และลง ground กับ + input ซึ่ง สามารถคำนวณได้ดังภาคผนวกที่ 4

3.3 อานาลอก เป็นดิจิตอลคอนเวอร์เตอร์

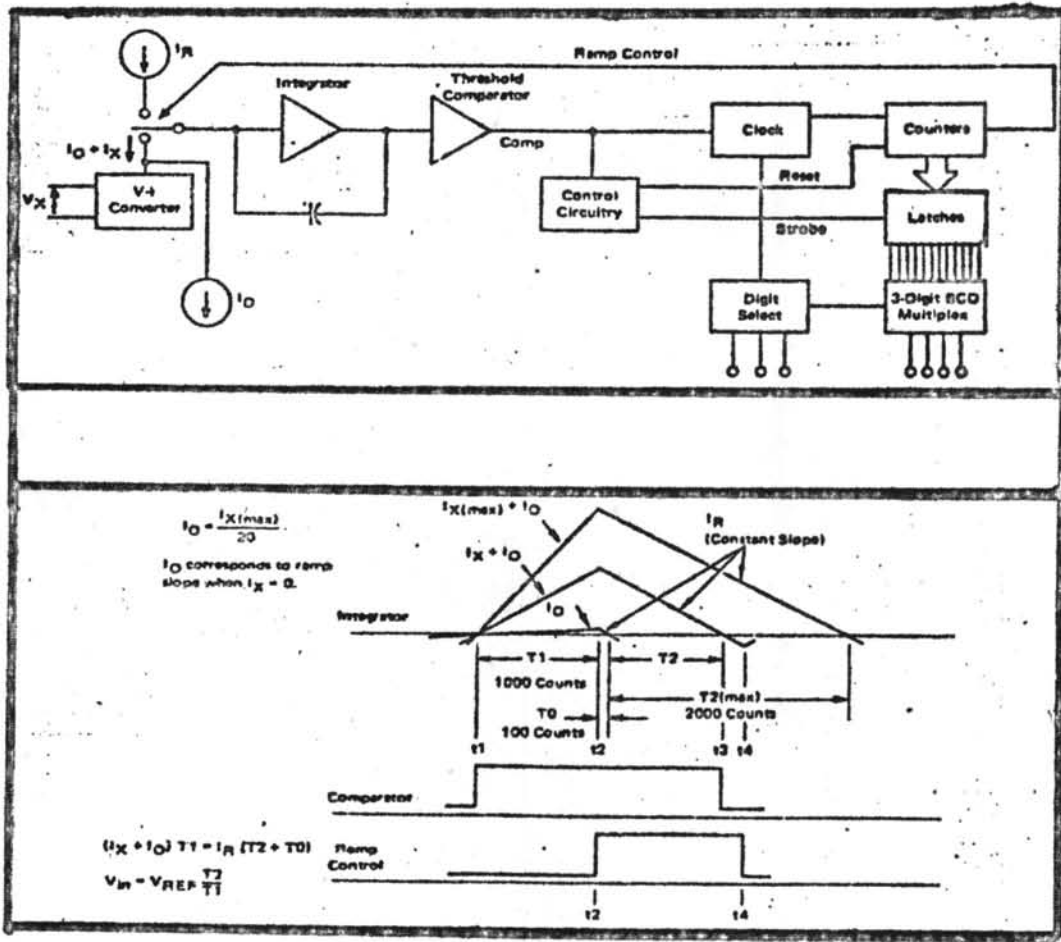
ผู้วิจัยได้เลือก Dual Slope Integration Technique มาใช้
ในการสร้างอานาลอก เป็นดิจิตอลคอนเวอร์เตอร์ ซึ่ง เป็นวิธีที่มีความเชื่อถือได้
และมีค่าแห่งความถูกต้อง (Accuracy) สูง วงจรที่นำมาใช้ในการวิจัยครั้งนี้
เป็นวงจรที่ต่างประเภทผลิตรายการและไดวีเคราะห้วงจรแล้วมีรายการ
ละเอียดดังนี้

conversion type	: Dual Slope
conversion speed	: 6 / second
input polarity	: unipolar
input bias	: 30 nano amps
input resistance	: 10 meg ohms
input type	: single ended or differential
input overvoltagee	: 200 % of range
linearity	: \pm 0.05 %
accuracy	: 0.05 %
CMRR	: 40 db
power supply	: 60mA @ 5VDC \pm 10 %

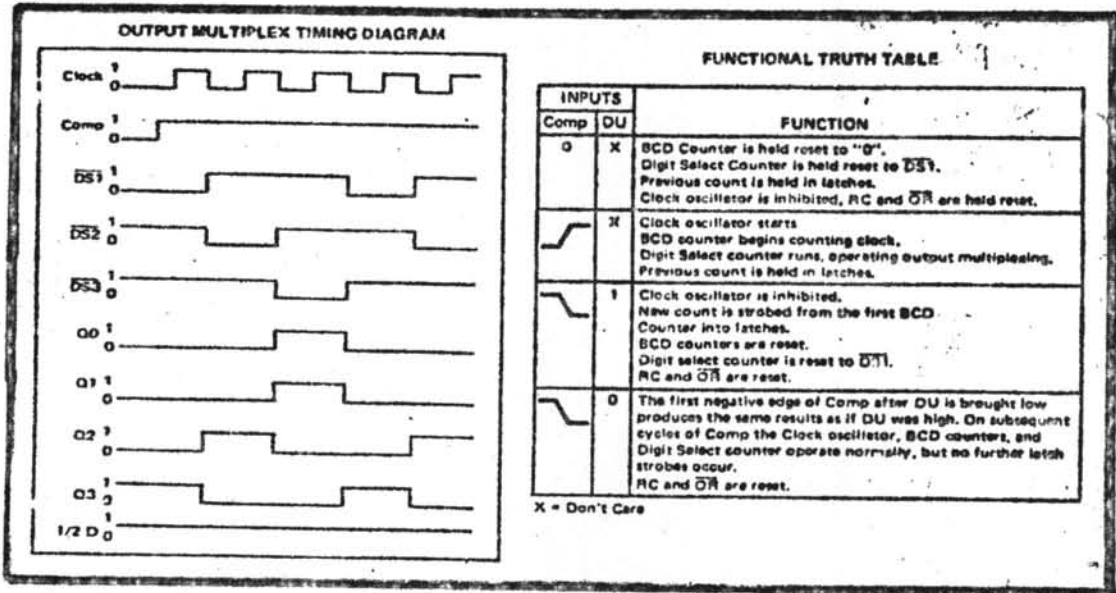
Output ของ Dual Slope Analog to Digital จะมี
ความสัมพันธ์กับความถี่ของ Clock และค่าของ Capacitor ที่ใช้ทำหน้าที่
เป็นตัว Integrator Basic Block Diagram ของ Dual Slope
แสดงดังรูปที่ 3.4

วงจรแสดงการทำงานของ Dual Slope Analog to Digital
ซึ่งประกอบด้วย IC MC 1405 L, MC 14435 และ MC 14511CP แสดง
อยู่ในรูปที่ 3.6 การทำงานของวงจรมีลักษณะการทำงานดังนี้.-

MC1405 L ทำหน้าที่ เป็น Analog Subsystem ซึ่งมีหน้าที่ เป็น



รูปที่ 3.4 แสดงการทำงานของอนาล็อก เป็นดิจิทัลคอนเวอร์เตอร์



รูปที่ 3.5 แสดง Output Multiplex Timing Diagram

Amplifier, Reference, Switch, Comparator และ Integrator โดยมี
C ที่ต่อคร่อมขาหมายเลข 6 และขาหมายเลข 7 เป็นตัว Integrator Compa-
rator

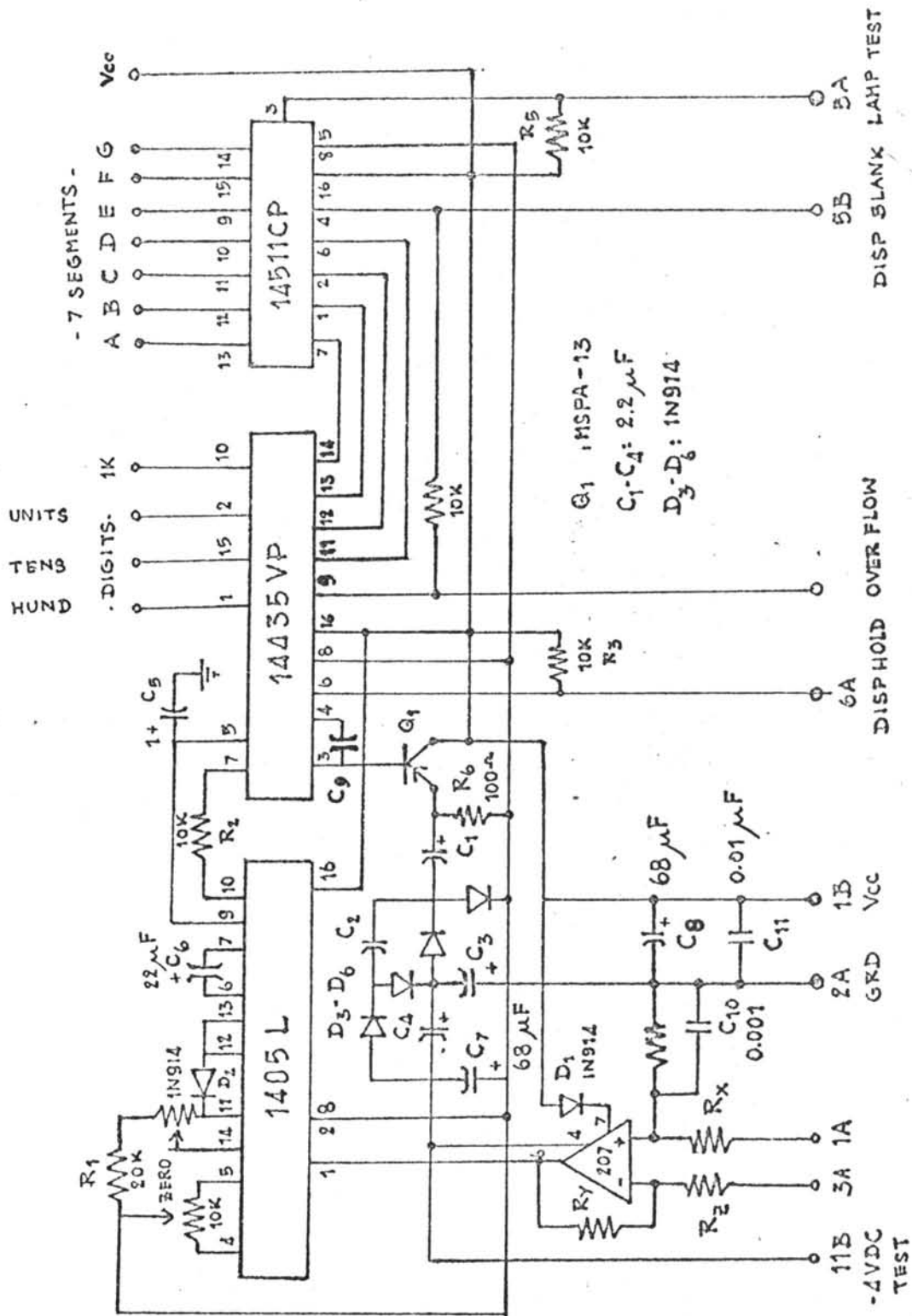
$$CI = I_x(\max) \frac{T_1}{\Delta V}$$

where

$$T_1 = \text{Duration of Initial Ramp} \\ = (\text{No Counts})(\text{Clock period})$$

$$V = \text{Ramp Amplitude} \\ = V(\max) - V_{th}$$

ส่วน MC 14435 VF จะทำหน้าที่เป็น Digital Subsystem โดยมี
หน้าที่กำหนด Clock , Control Logic , Counter , Latch และ
Multiplexer R_2 ที่ต่อคร่อมขาหมายเลข 10 ของ MC 1405 L
กับขาหมายเลข 7 ของ MC 14435 VF ทำหน้าที่ Ramp Control และ
 C_5 ที่ต่อคร่อมขาหมายเลข 9 ของ MC 1405 L กับขาหมายเลข 5 ของ
MC 14435 VF กับ Ground จะทำหน้าที่ Comparator Output Counter
จะเริ่มทำงานเมื่อสัญญาณไฟฟ้าจาก Comparator Line มีค่าเป็น high หลัง
จากการนับ 1000 ได้ผ่านไปแล้ว RC Output จะเป็น high Integrator Input
จะย้ายจาก Unknown Current ไปที่ Reference Current เมื่อ
Integrator Output ต่ำกว่า Threshold Level สัญญาณใน Comparator Line
ก็จะลดลงไปสู่ตำแหน่ง Low ซึ่งจะเป็นการแสดงค่า และสิ้นสุด Conversion Cycle
ค่า BCD ที่ได้จาก Counter จะถูกนำไปเก็บที่ Latch Counter จะถูก
Reset และ เป็นการเริ่ม Conversion Cycle ใหม่



รูปที่ 3.6 วงจรอนาล็อก เป็นดิจิทัลคอนเวอร์เตอร์

หลังจากสัญญาณบน RC line มีค่าสูงขึ้นในช่วงเวลา 100 pulses ต่อมาจะเป็นการ Offset Analog Subsystem ค่า BCD ใน Latch Output จะถูก Multiplexed และได้ออกมา เป็น 4 lines ด้วย ความถี่ของ System Clock C_9 ทำหน้าที่ในการกำหนดความถี่ของ Clock ซึ่งจะต่อขั้วลกับขาหมายเลข 3 และขั้วบวกกับขาหมายเลข 4 ของ IC MC 14435 VP

Display Update Input (DU) ใช้ควบคุมอัตราเร็วในการติสเพลย์ Output ที่ Multiplex ได้ ถ้า DU input มีค่าสูง (High) System จะทำงานต่อไปเรื่อยๆจนกระทั่ง Output ใน Memory Latch จะถูก Multiplex ออกมา ถ้า DU Input มีค่าต่ำ (Low) หลังจากได้ทำการ Conversion ไปครั้งหนึ่งแล้ว Output ได้เข้าไปอยู่ใน Memory Latch การ Conversion ครั้งต่อไปจะถูก Block โดย Synchronizing DU Input ด้วย System Clock อัตราเร็วในการติสเพลย์ก็จะถูกควบคุม

ค่าของ BCD Output 3 Digits จะถูก Multiplex ออกมาจากขาหมายเลข 11, 12, 13 และ 14 และจะมีค่าเป็น Low เมื่อ Output เป็น "0" ขณะที่ Digital Select Line อยู่ในตำแหน่ง High และกำลังจะสลดลงไปตำแหน่งที่ Low เพื่อเลือกตำแหน่ง Digit ที่เหมาะสม Half-Digit Output ที่ขาหมายเลข 10 จะมีลอจิกเป็น "1" เมื่อ Input Voltage มากกว่า 1.0 โวลต์ และเมื่อ Input Voltage มากกว่า

2.0 โวลต์ ขาหมายเลข 9 จะเป็น "0" หลังจากนับได้ 2100 ซึ่งอยู่ในช่วงของ Ramp Down ของ Conversion Cycle หรือนับมาทั้งหมด 3100 ขาหมายเลข 9 หรือ Orver Range (OR) จะคงเดิมอยู่จนกระทั่ง Counter ถูก Reset และเริ่ม Conversion Cycle ใหม่จึงเปลี่ยนเป็น "1"

Up Ramp Voltage จะถูกสร้างขึ้นโดยการ charge ของ C_6 ด้วย Constant current ที่มีค่าพอเหมาะกับ Unknown input ในช่วงเวลา T_1 ที่ผ่านมามีจำนวน Clock pulse ที่ Fixed สำหรับ IC MC 14435VP จะเท่ากับ 1000 Clock pulses Voltage Output ของ Integrator ณ จุดนี้จะพอเหมาะกับ Input Voltage พอดี หลังจากระยะเวลาที่ Fixed นี้ทิศทางของ Ramp จะกลับทางโดยการเชื่อม Input ของ C_6 ไปที่ Reference Current ซึ่งเป็นขั้วตรงกันข้ามกับ Input เดิม C_6 จะ Discharge จนกระทั่ง Output Voltage จะมีค่าใกล้เคียงกับค่าของ Threshold ระยะเวลา ก็จะเปลี่ยนไปเป็น T_2 ซึ่งสัมพันธ์กับ Unknown Input Voltage ซึ่งสามารถกำหนดได้ดังนี้.-

$$T_2 = T_1 \frac{V_x}{V_r}$$

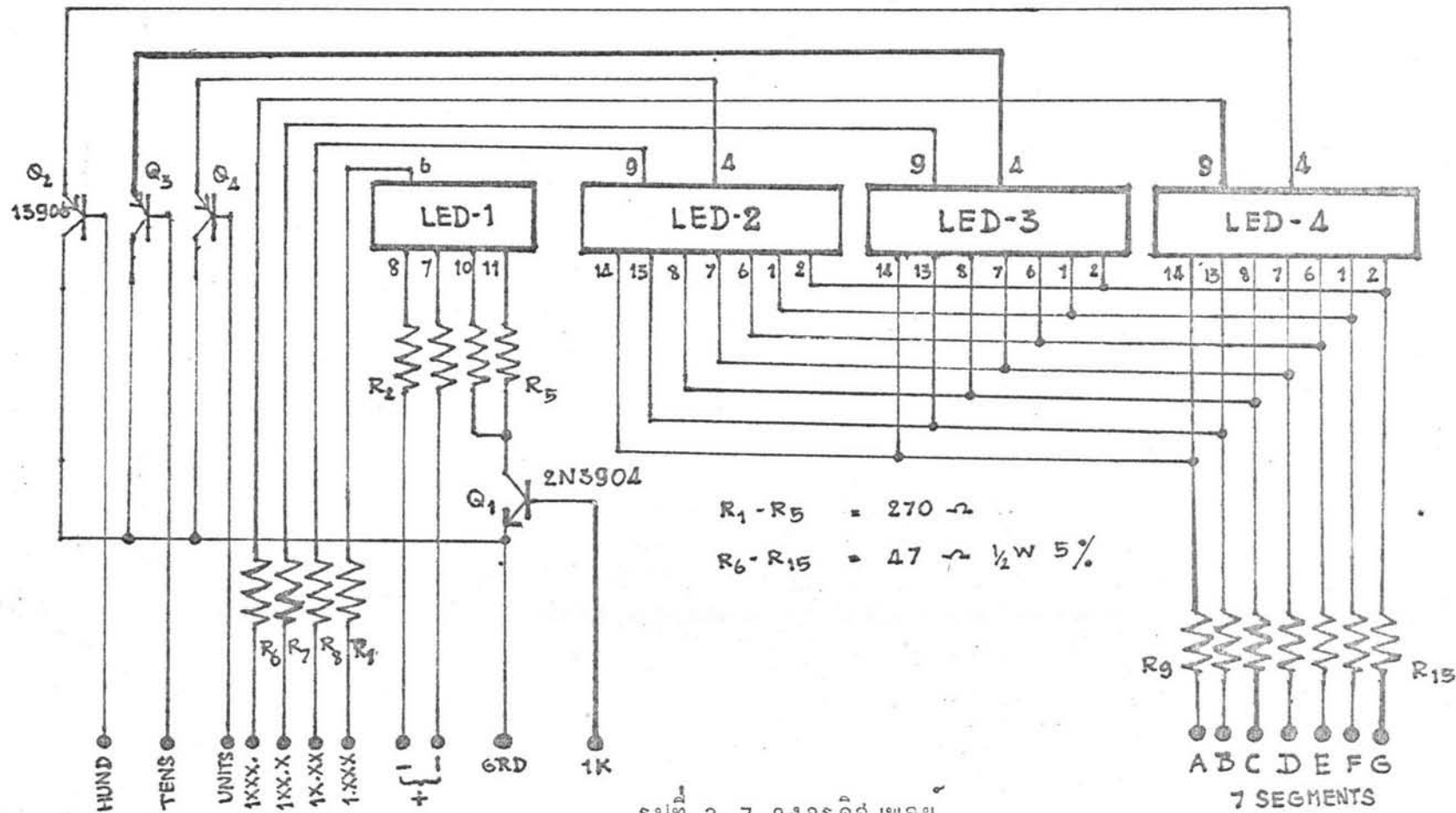
where :

V_x = Unknown Voltage

V_r = Reference Voltage

MAN-4730

MAN-4740'S

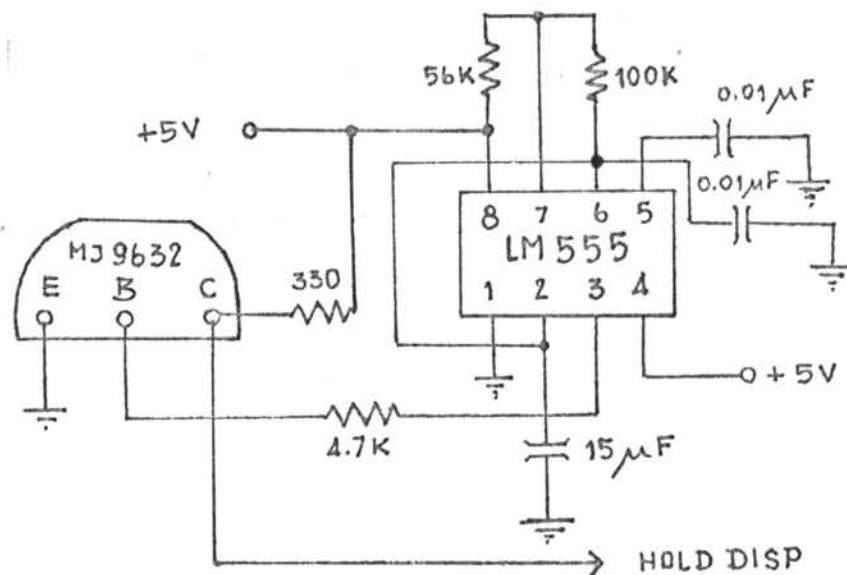


รูปที่ 3.7 วงจรดิสเพลย์

3.4 ดิสเพลย์ เป็นส่วนที่ทำหน้าที่แสดงผลออกมาเป็นตัวเลข โดยรับ สัญญาณที่ได้จาก IC หมายเลข MC 14511cp ซึ่งทำหน้าที่ decoder และ driver BCD ที่ได้จาก Digital Subsystem มาเป็น 7 segments แล้วผ่านความต้านทานขนาด $47\ \text{ohms} \pm 5\%$ ก่อนเข้าสู่หลอด LED ดัง วงจรที่แสดงอยู่ในรูปที่ 3.7

3.5 การโฮลดิ้งดิสเพลย์

เพื่อให้สายตาของมนุษย์สามารถอ่าน Output หรือ Digital - Display ได้ทัน ผู้วิจัยจึงต้อง holding digital display ไว้ช่วงระยะเวลาหนึ่งคือ ประมาณ 1 วินาที จึงเปลี่ยนค่า digital ครั้งหนึ่ง วงจร ปรากฏดังรูปที่ 3.8



รูปที่ 3.8 วงจรโฮลดิ้งดิสเพลย์