



เอกสารอ้างอิง

1. Presman, A.I. : Switching and Linear Power Supply, Power Converter Design. New Jersey : Hayden Book Company Inc., 1977
2. Chryssis, George : High Frequency Switching Power Supplies, Theory and Design. New York : McGraw-Hill Book Company Inc., 1984
3. Lawrence Baker Arguimbau, Richard Brooks Adler : Vacuum Tube Circuits and Transistors. New York : John Wiley and Sons. Inc., 1956
4. Robert Boylestad, Louis Nashelsky : Electronic Device and Circuit Theory. New Jersey : Prentice Hall, Inc., 1978
5. Irving Gottlieb : Switching Regulators and Power Supplies. The United of America : Tab Books Inc., 1976
6. National Semiconductor Corporation : Linear Data Book. National Semiconductor Inc., 1982
7. Nowicki, J.R. : Power Supplies for Electronic Equipment. Great Britain : Leonard Hill Books Inc., 1973
8. Richard Myers , Robert, D.P. " 200 kHz Power FET Technology " in New Modular Power Supplies Hewlett Packard Journal (August, 1981)
9. ORTEC Engineering Staff : Model 402D Power Supply and Service Manual. ORTEC. Inc.,.
10. ยืน ภู่วรรณ "การออกแบบเครื่องควบคุมแรงดันไฟฟ้าด้วยวิธีสวิตชิงของเครื่องจ่ายไฟฟ้ากระแสตรง" วิทยานิพนธ์ ปริญญาโท ภาควิชาวิศวกรรมไฟฟ้า บัณฑิตวิทยาลัย จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย ปี 2519

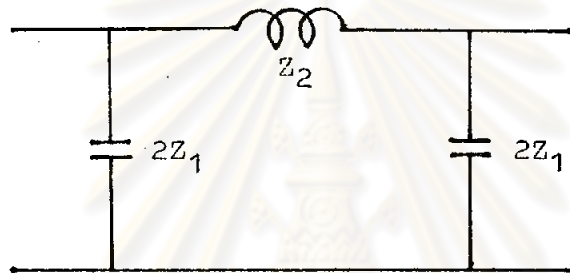
ภาคผนวก ก

ก.1 อาร์ เอฟ ไอ และ แหล่งจ่ายกำลังไฟฟ้ากระแสตรง

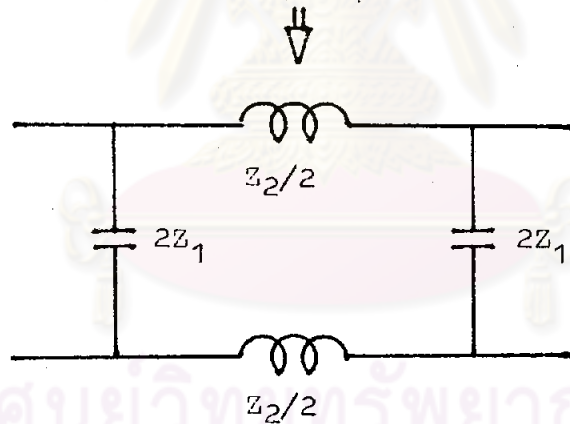
(2,10)

ก.1.1 อาร์ เอฟ ไอ

จัดวงจรเป็นแบบพาย - ฟิลเตอร์



รูป ก



รูป ข

รูปวงจรที่ 1 ก แสดงวงจรลทอนที่เป็นแบบพาย - ฟิลเตอร์
 ข แสดงวงจรลทอนที่เป็นแบบพาย - ฟิลเตอร์

ให้

Z_2

คือ รีแอกแตนซ์ขัณคความเหนี่ยวนำ

Z_1

คือ คาปาซิทีฟขัณคความจุ

จากรูปวงจรที่ 1 ก

$$\begin{aligned}
 2Z_1 + 2Z_2 // 2Z_1 &= \frac{2Z_1 (2Z_1 + Z_2)}{2Z_1 + Z_2 + 2Z_1} \\
 &= \frac{2Z_1 (2Z_1 + Z_2)}{4Z_1 + Z_2}
 \end{aligned}$$

..... (1)

$$\begin{aligned}
 2Z_1 + Z_2 // 2Z_1 &= 2Z_1 + (Z_2/2 + Z_2/2) // 2Z_1 \\
 &= \frac{2Z_1 (2Z_1 + Z_2)}{2Z_1 + Z_2 + 2Z_1}
 \end{aligned}$$

..... (2)

เมื่อสมการ (1) = (2) จักรวงจร อาร์ เอฟ โอ ซึ่งถือเป็นวงจรฟิลเตอร์แบบโวลท์พาส ชนิดสมมูล แสดงถึงรูปวงจรที่ 3.3 ก

ให้

V_{in}	คือ	แรงดันไฟฟ้าที่ทางเข้า
V_{out}	คือ	แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก
C	คือ	ตัวเก็บประจุ
L	คือ	ตัวเหนี่ยวนำ
R_L	คือ	ตัวต้านทานโหลด
R_s	คือ	ตัวต้านทานแหล่งจ่าย

$$\text{สูตร } f_o = \left[\frac{0.2}{248LC R_L} \right]^{1/3}$$



กำหนดให้

ความถี่ที่ตัดออก $f_o = 10 \times 10^3$ Hz

$C = 0.11 \times 10^{-6}$ F

$R_s = 73$ โอห์ม

เพราะฉะนั้น

$$L = \frac{0.2}{248C Rf_o^3} = \frac{0.2}{248 \times (0.11 \times 10^{-6})^2 \times 73 \times (10 \times 10^3)^3}$$

$L = 9.13 \times 10^{-4}$ H

เลือกตัวเหนี่ยวนำ L ค่า 10×10^{-4} เฮนรี

ก.1.2 แหล่งจ่ายกำลังไฟฟ้ากระแสตรง (1)

จากรูปวงจรที่ 3.4 กำหนดให้

แรงดันไฟฟ้าที่ทางเข้า 220 โวลต์ คลื่นไซน์ ความถี่ 50 เฮิร์ตซ์

กระแสไฟฟ้าที่ทางออก (I_{out}) = 0.8 แอมแปร์

แรงดันระลอกคลื่น $\Delta V = 20\% V_{out}$

จากสูตร $C = \frac{I \Delta T}{\Delta V} \dots (3)$

$$= \frac{0.8}{2 \times 50 \times \frac{20}{100} \times 220 \times 1.414}$$

= 128.6×10^{-6} F

เมื่อ $C = C_{3,4}$ เลือกค่า 110×10^{-6} F

เลือก C_{5-8} ค่า 0.002×10^{-6} F

เลือก D_{1-4} (1N5048)

ก.1.3 แหล่งจ่ายกำลังไฟฟ้ากระแสตรง +5 โวลต์ (3)

จากรูปวงจรที่ 3.5 กำหนดให้

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก (V_{out}) = 5 V

กระแสไหลสูงสุด I_{Lmax} = 1 A

การปรับโวลต์ (load regulation) ของไอซี 1 คือ 66 %

เลือก

หม้อแปลง T_3 เป็นแบบแยกขดลวด แรงดันไฟฟ้าที่ขดลวดปฐมภูมิต่อแรงดันไฟฟ้าที่ขดลวดทุติยภูมิคือ 220 โวลต์ : 9 โวลต์

ไอซี 1 คือ 7805

ให้ไอซี 1 เป็นเหมือนตัวต้านทาน R ใต้วงจรฟิลเตอร์เป็นแบบ RC ฟิลเตอร์

$$\text{สูตร } V_{out} = \frac{X_C^2 \sqrt{2} I}{R} \quad (4) \quad (3)$$

เมื่อ

X_C คือ รีแอกแตนซ์ขัณคความเหนี่ยวนำ

$$R = \frac{V_{in} - V_{out}}{I_L}$$

$$V_{in} = \sqrt{2} \times 9$$

$$= 12.728$$

V

เพราะฉะนั้น

$$R = \frac{12.728 - 5}{1}$$

$$= 7.728$$

โอห์ม

ให้แรงดันไฟฟ้าระลอกคลื่นที่แรงดันไฟฟ้าทางออกคือ 50×10^{-3} โวลต์

จากสมการ (4) จะได้

$$X_C = \sqrt{\frac{V_{out} R}{\sqrt{2} I}}$$

$$= \sqrt{\frac{50 \times 10^{-3} \times 7.728}{1.414 \times 1}}$$

$$= 0.52$$

โอห์ม

$$\text{สูตร คิวเก็บประจุ } C = \frac{1}{2 \pi f X_C}$$

$$= \frac{1}{2 \times 3.14 \times 100 \times 0.52}$$

$$= 3046 \times 10^{-6}$$

F

เลือก $C = C_9 = C_{10}$ ค่า 3000

u F

D_{5-8} (1N4002)

ก.2 พรีแอมพลิฟายเออร์และสวิทช์ (1,2,6)

จากรูปวงจรที่ 3.6

ตัวเหนี่ยวนำ L_1 และ ตัวเก็บประจุ C_{11} ถือเป็นวงจรฟิลเตอร์

ที่ตัวเหนี่ยวนำ L_1 ให้

แรงดันไฟฟ้าตกคร่อมที่ตัวเหนี่ยวนำ $L_1 = L di/dt$

เมื่อ

$$V_L = V_{in} - V_{out}$$

$$di = I$$

ดังนั้น

$$\text{สูตร } L_1 = \frac{V_{in} - V_{out} \Delta T}{\Delta I_L}$$

หรือ

$$\text{สูตร } L_1 = \frac{V_{out} t_{off}}{I_{out}}$$

L คือ ตัวเหนี่ยวนำ

ΔI คือ กระแสที่เปลี่ยนแปลง

V_{in} คือ แรงดันไฟฟ้าที่ทางเข้า

V_{out} คือ แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก

t_{off} คือ เวลาปิด

ที่ตัวเก็บประจุ C_{11} ให้

$$\text{แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก } (V_{out}) = \frac{1}{C_{11}} \int_{t_1}^{t_2} i dt$$

$$\text{กระแสเฉลี่ยระหว่างเวลา } t_1 \text{ ถึง } t_2 = \frac{\Delta I_L}{4}$$

$$\text{สูตร } V_{out} = \frac{\Delta I_L}{4C_{11}} \left[\frac{t_{on} + t_{off}}{2} \right]$$

เมื่อ

$$t_{on} + t_{off} = T$$

เพราะฉะนั้น

$$\text{สูตร } V_{out} = \frac{\Delta I_L T}{4C_{11} 2}$$

และ

$$\Delta I_L = \frac{V_{out} (V_{in} - V_{out}) T}{V_{in} L_1}$$

$$\Delta V_{p-p} = \frac{V_{out} (T - t_{on}) T}{8 L_1 C_{11}}$$

$$t_{on} = \frac{V_{out} T}{V_{in}}$$

$$\Delta V_{P-P} = \frac{V_{out} (V_{in} - V_{out}) T^2}{8 V_{in} L_1 C_{11}}$$

$$\text{สูตร } C_{11} = \frac{V_{out} (V_{in} - V_{out}) T^2}{8 L_1 V_{in} \Delta V_{P-P}}$$

กำหนดให้

$$V_{in} = 310 \quad \text{V}$$

$$V_{out} = 232 \quad \text{V}$$

$$I_{Lmax} = 3 \quad \text{A}$$

$$\Delta I_L = 0.4 I_L$$

$$t_{off} = T/2 \quad \text{s}$$

$$f = 28 \times 10^3 \quad \text{Hz}$$

$$\Delta V_{P-P} = 20\% V_{out}$$

$$\begin{aligned}
 \text{สูตร } L_1 &= \frac{V_{in} - V_{out}}{0.4 I_L} \times t_{off} \\
 &= \frac{(310 - 232) \times 1.79 \times 10^{-5}}{0.4 \times 3} \\
 &= 1.16 \times 10^{-3} \quad \text{H}
 \end{aligned}$$

เลือก L_1 ค่า 1.9 mH

$$\begin{aligned}
 \text{สูตร } C_{11} &= \frac{V_{out} (V_{in} - V_{out}) T^2}{8 L_1 V_{in} \Delta V_{P-P}} \\
 &= \frac{232 (310 - 232) (1/28 \times 10^{-3})^2}{8 \times 1.9 \times 10^{-3} \times 310 \times 0.2} \\
 &= 24.5 \times 10^{-6} \quad \text{F}
 \end{aligned}$$

เลือก C_{11} ค่า 16×10^{-6} F

เลือกแกนฟิลเตอร์โซล L_1 ชนิดเฟอร์ไรต์ Tomita Ferrite 2C3 ซึ่งมีคุณสมบัติดังนี้

$$\begin{aligned}
 \text{ความเข้มสนามแม่เหล็กสูงสุด (} B_{max} \text{)} &= 3700 \quad \text{เกาส์} \\
 \text{ความหนาแน่นกระแสไฟฟ้าคือ} & 500 \quad \text{เซอร์คูลามิล/แอมแปร์} \\
 \text{ขนาดลวด (} D \text{)} &= \text{ความหนาแน่นกระแสไฟฟ้า} \times \text{กระแสไฟฟ้า} \\
 &= 500 \times 3 \\
 &= 1500 \quad \text{เซอร์คูลามิล}
 \end{aligned}$$

จากตารางที่ (4.6)

จากสมการ (3.11)

$$A_E A_C = \frac{5.067 \times 10^8 \times L \times I_L \times D^2}{0.8 B_{max}}$$

$$= \frac{5.067 \times 10^8 \times 1.9 \times 10^{-3} \times 3 \times 0.0391^2}{0.8 \times 3700}$$

$$= 1.49 \text{ cm}$$

จากแผ่นข้อมูล Tomita Ferrite เลือกแบบและขนาดคือ E-E 50

เลือก

ทรานซิสเตอร์ Q₄ (2SC1413) มีอัตราขยาย (h_{FEmin}) = 10

ทรานซิสเตอร์ Q_{3,1} (2SC2423) มีอัตราขยาย (h_{FEmin}) = 43

ทรานซิสเตอร์ Q₂ (2SA911) มีอัตราขยาย (h_{FEmin}) = 50

ไดโอด D₁₅ (BYX - 55)

กำหนดให้

กระแสคอลเล็กเตอร์ของทรานซิสเตอร์ Q₄ = 3 แอมแปร์

$$\text{สูตร } h_{FE(Q4)} = \frac{I_C(Q4)}{I_B(Q4)}$$

$$10 = \frac{3}{I_B(Q4)}$$

$$I_B(Q4) = 0.3$$

A

เมื่อ

$$I_B(Q4) = I_E(Q3) - I_{R5}$$

ให้

$$I_{R5} = 20 \times 10^{-3}$$

A

ดังนั้น

$$I_E(Q3) = 0.3 + 20 \times 10^{-3}$$

$$= 0.32 \quad \text{A}$$

ให้แรงดันไฟฟ้าตกคร่อมเบส - อิมิตเตอร์ (V_{BE}) ของทรานซิสเตอร์

$$Q_4 = 0.6 \text{ โวลต์}$$

$$\begin{aligned} R_5 &= \frac{V_{BE(Q4)}}{I_{R5}} \\ &= \frac{0.6}{20 \times 10^{-3}} \\ &= 30 \end{aligned}$$

โอห์ม

เลือก R_5 ค่า 30 โอห์ม

$$\text{กำหนดให้ } I_{C(Q3)} = I_{E(Q3)} = 0.32$$

$$h_{FE(Q3)} = \frac{I_{C(Q3)}}{I_{B(Q3)}}$$

$$\begin{aligned} I_{B(Q3)} &= \frac{0.32}{43} \\ &= 7.44 \quad \text{mA} \end{aligned}$$

$$\text{กำหนดให้กระแสที่ไหลผ่านตัวต้านทาน } R_4 = 40 \times 10^{-3} \text{ แอมแปร์}$$

ให้แรงดันไฟฟ้าตกคร่อมเบส - อิมิตเตอร์ (V_{BE}) ของทรานซิสเตอร์

$$Q_4 = 0.6$$

$$\begin{aligned} R_4 &= \frac{V_{BE(Q3)} + V_{BE(Q4)}}{I_{R4}} \\ &= \frac{0.6 + 0.6}{40 \times 10^{-3}} \\ &= 30 \end{aligned}$$

โอห์ม

เลือก R_4 ค่า 30 โอห์ม



$$\text{สูตร } h_{FE(Q2)} = \frac{I_{C(Q2)}}{I_{B(Q2)}}$$

กำหนดให้

$$I_{C(Q2)} = I_{B(Q3)} + I_{R4}$$

$$I_{B(Q2)} = \frac{7.44 \times 10^{-3} + 40 \times 10^{-3}}{50}$$

$$= 9.5 \times 10^{-4}$$

A

กำหนดให้

$$I_{C(Q1)} = I_{R2} = 20 \times 10^{-3}$$

A

$$V_{CE(Q1) \text{ sat}} = 1$$

V

$$R_2 = \frac{+B - V_{CE(Q1) \text{ sat}}}{I_{R2}}$$

ดังนั้น

$$R_2 = \frac{310 - 1}{20 \times 10^{-3}}$$

$$= 15.5 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือก R_2 ค่า 15 กิโลโอห์ม

ให้แรงดันไฟฟ้าตกคร่อมเบส - อิมิตเตอร์ (V_{BE}) ของทรานซิสเตอร์

$$Q_2 = 0.6 \text{ โวลต์}$$

ให้

$$I_{R3} = I_{C(Q1)} + I_{B(Q2)}$$

$$\begin{aligned}
 R_3 &= \frac{V_{BE(Q2)}}{I_C(Q1)} \\
 &= \frac{0.6}{20 \times 10^{-3}} \\
 &= 30
 \end{aligned}$$

โอห์ม

เลือก R_3 ค่า 30 โอห์ม

$$\begin{aligned}
 \text{สูตร } h_{FE(Q1)} &= \frac{I_C(Q1)}{I_B(Q1)} \\
 I_B(Q1) &= \frac{20 \times 10^{-3}}{43} \\
 &= 4.65 \times 10^{-4}
 \end{aligned}$$

A

กำหนดให้

$$\begin{aligned}
 I_{R1} &= 5I_B(Q1) \\
 R_1 &= \frac{V_{BE(Q1)}}{5I_B(Q1)} \\
 &= \frac{0.6}{5 \times 4.65 \times 10^{-4}}
 \end{aligned}$$

$$= 258$$

โอห์ม

เลือก R_1 ค่า 330 โอห์มเลือก $D_9, 10, 11$ (Fast recovery diode 5A 30V) $D_{12, 13, 14}$ (BY 229)

ก.3 อินเวอร์เตอร์

ก.3.1 วงจรผลิตความถี่¹(1,2,7)

จากวงจรรูปที่ 3.8 ก

เลือก ไทโอด D16 (1N4001)

ทรานซิสเตอร์ Q₅ และ Q₆ (2N3053) มีอัตราขยาย (h_{FEmin})

= 50

แกนเฟอร์ไรต์ซึ่งมีคุณสมบัติเฉพาะดังนี้

ความเข้มสนามแม่เหล็กสูงสุด (B_{max}) = 2600 เกาส์

พื้นที่หน้าตัดแกน (A_E) = 0.25 ตารางเซนติเมตร

ความหนาแน่นกระแสไฟฟ้า = 250 เซอร์คูลาร์/แอมแปร์

กำหนดให้

$$I_{C(Q5,6)} = 0.185 \quad A$$

$$กระแสโหลด \quad I_L = 0.37 \quad A$$

$$แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกขดลวดทุติยภูมิ (V_S) = 1.75 \quad V$$

$$แรงดันไฟฟ้าที่ขดลวดปฐมภูมิ (V_B) = 2.4 \quad V$$

$$แรงดันไฟฟ้าที่จุดกึ่งกลางขดลวดปฐมภูมิ (V_C) = 5 \quad V$$

หม้อแปลง T₃ พันแบบแยกขดลวด และ แบบแยกกึ่งกลางขดลวด

$$\text{สูตร } N_P = \frac{(V_C - V_{CEsat}) \times 10^8}{4 B_{max} f A_E}$$

เมื่อ

$$V_{CEsat} = 1 \quad V$$

$$\text{ความถี่ } f = 33 \times 10^3 \quad \text{Hz}$$

$$N_P = \frac{(5 - 1) \times 10^8}{4 \times 2600 \times 33 \times 10 \times 0.25}$$

$$= 5 \quad \text{รอบ}$$

เลือกขดลวดปฐมภูมิ $N_P = 12$ รอบ

ขนาดขดลวดปฐมภูมิ = ความหนาแน่นกระแส \times กระแสไฟฟ้า

$$= 250 \times 0.185$$

$$= 46.25 \quad \text{เซอร์คูลาร์มิล}$$

จากตารางที่ 4.6 เลือกขนาดขดลวดปฐมภูมิ SWG 33

สูตร $\frac{N_P}{N_S} = \frac{V_C - V_{CEsat}}{V_S}$

$$N_S = \frac{12 \times 1.75}{4}$$

$$= 5.25 \quad \text{รอบ}$$

เลือกขดลวดทุติยภูมิ $N_S = 6$ รอบ

ขนาดขดลวดทุติยภูมิ = ความหนาแน่นกระแส \times กระแสไฟฟ้า

$$= 250 \times 0.37$$

$$= 92.5 \quad \text{เซอร์คูลาร์มิล}$$

จากตารางที่ 4.6 เลือกขนาดขดลวดทุติยภูมิ SWG 30

สูตร $\frac{N_P}{N_B} = \frac{V_C - V_{CEsat}}{V_B}$

$$N_B = \frac{12 \times 2.4}{4}$$

$$= 7.2 \quad \text{รอบ}$$

เลือกขดลวดป้อนกลับ $N_B = 6$ รอบ

$$\text{สูตร } h_{FE(Q5,6)} = \frac{I_C(Q5,6)}{I_B(Q5,6)}$$

$$I_B(Q5,6) = \frac{0.185}{50}$$

$$= 3.7 \text{ mA}$$

ขนาดลวดป้อนกลับ = ความหนาแน่นกระแส x กระแสไฟฟ้า

$$= 250 \times 3.7 \times 10^{-3}$$

$$= 0.925 \text{ เมอร์คูลาร์มิล}$$

เลือกขนาดลวดป้อนกลับ SWG 30

จากสมการ (3.14)

$$\text{สูตร } R_{7,8} = \frac{N_{B1}/N_{P1} (V_C - V_{CEsat}) - V_{BE} - V_{D16}}{10 I_B(Q5,6)}$$

$$= \frac{8/12 (5 - 1) - 0.6 - 0.6}{10 \times 3.7 \times 10^{-3}}$$

$$R_{7,8} = 39.6 \text{ โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{7,8} ค่า 50 โอห์ม

จากสมการ (3.18) กำหนดให้

$$3 R_6 C_{12} = \frac{15\% T}{2}$$

เลือก

$$C_{12} = 0.1 \times 10^{-6} \text{ F}$$

ดังนั้น

$$R_6 = \frac{15 \times 3.03 \times 10^{-5}}{100 \times 2 \times 3 \times 0.1 \times 10^{-6}}$$

$$R_6 = 7.6 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_6 ค่า 68 โอห์ม

$$R_9 = \frac{V_C - V_{D16}}{I_{B(Q5,6)} / 5}$$

$$= \frac{5 (5 - 0.6)}{3.7 \times 10^{-3}}$$

$$= 5.95 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_9 ค่า 6.8 กิโลโอห์ม

ก.3.2 อินเวอร์เตอร์ (1,2,5,6,8)

จากรูปวงจรที่ 3.10

เลือก

ทรานซิสเตอร์ $Q_{8,10}$ (2SC1413) , $h_{FEmin} = 10$

ทรานซิสเตอร์ $Q_{7,9}$ (2SC2423) , $h_{FEmin} = 43$

ไดโอด $D_{19,22}$ (BYX - 55)

ไดโอด $D_{18,21}$ (BY - 229)

ไดโอด $D_{17,20}$ (1N4048)

$$\text{สูตร } T = \frac{1}{f}$$

$$\text{ความถี่ } f = 33 \times 10^3 \quad \text{Hz}$$

$$T = \frac{1}{33 \times 10^3}$$

$$T = 3.03 \times 10^{-5} \text{ s}$$

กำหนดให้

$$\text{กระแสโหลด } I_L = 3 \text{ A}$$

$$\text{สูตร } h_{FE(Q8)} = \frac{I_{C(Q8)}}{I_{B(Q8)}}$$

$$\begin{aligned} I_{B(Q8)} &= \frac{3}{10} \\ &= 0.3 \end{aligned} \text{ A}$$

$$\text{กระแสไหลผ่านตัวต้านทาน } R_{12} = \frac{I_{B(Q8)}}{10}$$

$$I_{R12} = \frac{0.3}{10}$$

$$R_{12} = \frac{V_{BE(Q8)}}{I_{B(Q8)}}$$

เมื่อ

$$V_{BE(Q8)} = 0.6 \text{ V}$$

ดังนั้น

$$\begin{aligned} R_{12} &= \frac{0.6 \times 10}{0.3} \\ &= 20 \text{ โอห์ม} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทาน $R_{12,16}$ ค่า 15 โอห์ม

ให้

$$\begin{aligned} I_{E(Q7)} &= I_{B(Q8)} + I_{R12} \\ &= 0.3 + 0.03 \\ &= 0.33 \text{ A} \end{aligned}$$



ให้

$$I_C(Q7) = I_E(Q7) = 0.33 \quad A$$

$$\text{สูตร } h_{FE}(Q7) = \frac{I_C(Q7)}{I_B(Q7)}$$

$$I_B(Q7) = \frac{0.33}{43}$$

$$= 7.7 \times 10^{-3} \quad A$$

ให้กระแสไหลผ่านตัวต้านทาน $R_{11} = \frac{I_B(Q7)}{10}$

$$I_{R11} = \frac{7.7 \times 10^{-3}}{10}$$

$$= 0.77 \times 10^{-3} \quad A$$

$$R_{11} = \frac{V_{BE}(Q7) + V_{BE}(Q8)}{I_{R11}}$$

$$= \frac{0.6 + 0.6}{0.77 \times 10^{-3}}$$

$$= 1.6 \times 10^3 \text{ โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน $R_{11,15}$ ค่า 2.2 กิโลโอห์ม

$$\text{สูตร } V_{out} = V_{in} (1 - e^{-5\% T/2 \times 3R_{10} C_{13}})$$

เลือก

แรงดันไฟฟ้าที่ทางเข้า V_{in}	=	1.75	V
แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก V_{out}	=	1.2	V
ตัวเก็บประจุ $C_{13,14}$	=	0.04×10^{-6}	F

ดังนั้น

$$1.2 = 1.75 \left(1 - e^{-\frac{5 \times 3.03 \times 10^{-5}}{100 \times 6 R_{10} C_{13}}} \right)$$

$$-0.38 = \frac{-5 \times 3.03 \times 10^{-5}}{600 \times 0.04 \times 10^{-6} \times R_{10}}$$

$$R_{10} = 16.6 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน $R_{10,14}$ ค่า 20 โอห์ม

ที่วงจรขยาย (network) , R_{13} และ C_{15}

$$\text{สูตร } 3R_{13} C_{15} = 5\% \frac{T}{2}$$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{15} ค่า 0.002×10^{-6} F

$$R_{13} = \frac{5 \times 3.03 \times 10^{-5}}{100 \times 2 \times 0.002 \times 10^{-6}}$$

$$= 379 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{13} ค่า 470 โอห์ม

ก.4 หม้อแปลง (1,2)

จากวงจรรูปที่ 3.11

เลือกหม้อแปลง T_2 แกนเฟอร์ไรต์ Ferroxcube EC70 , 3C8 ซึ่งมี

คุณสมบัติเฉพาะดังนี้

$$\text{พื้นที่หน้าตัดแกน } A_E = 2.79 \quad \text{ตารางเซนติเมตร}$$

$$\text{ความเข้มสนามแม่เหล็กสูงสุด } B_{\max} = 3300 \quad \text{เกาส์}$$

กำหนดให้

$$\text{ความถี่ } f = 33 \times 10^3 \quad \text{Hz}$$

$$\text{แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก } V_{\text{out}} = V_C = 232 \quad \text{V}$$

$$B_{\max} = \frac{3300}{2}$$

$$= 1650 \quad \text{เกาส์}$$

$$V_{\text{CEsat}} = 1 \quad \text{V}$$

$$\text{สูตร } N_P = \frac{(V_{\text{out}} - V_{\text{CEsat}}) \times 10^8}{4 f B_{\max} A_E}$$

$$= \frac{(232 - 1) \times 10^8}{3}$$

$$= \frac{4 \times 33 \times 10^3 \times 1650 \times 2.79}{3}$$

$$= 38 \quad \text{รอบ}$$

$$\text{เลือกขดลวดปฐมภูมิ } N_P = 37 \quad \text{รอบ}$$

$$\text{จำนวนรอบขดลวดปฐมภูมิ } N_P \text{ แบบแยกจุดกึ่งกลางขดลวด} = 2 N_P$$

$$= 74 \quad \text{รอบ}$$

$$\text{สูตร } \frac{N_P}{N_S} = \frac{V_C - V_{\text{CEsat}}}{V_S}$$

เมื่อ

$$V_S = 12 \quad \text{V}$$

$$N_S = \frac{37 \times 12}{232 - 1}$$

$$= 1.9 \quad \text{รวม}$$

เลือก ไอซี 2 - 3 (LM350) ซึ่งเป็นเรกกูเลเตอร์แบบอนุกรม แสดง
คังวางจรรูปที่ 3.12

$$\text{กำหนดค่าประสิทธิภาพของไอซี 2 - 3} = 66 \quad \%$$

คังนั้น

$$\begin{aligned} N_S &= \frac{1.9 \times 100}{66} \\ &= 2.9 \quad \text{รวม} \end{aligned}$$

$$\text{เลือกจำนวนรอบขดลวดทุติยภูมิ } N_S = 4 \quad \text{รวม}$$

$$\begin{aligned} \text{จำนวนรอบขดลวดทุติยภูมิ } N_S \text{ แบบแยกจุกกึ่งกลางขดลวด} &= 2 N_S \\ &= 8 \quad \text{รวม} \end{aligned}$$

$$\text{สูตร } \frac{N_P}{N_S} = \frac{V_C - V_{CEsat}}{V_S}$$

เมื่อ

$$V_S = 24 \quad \text{V}$$

$$\begin{aligned} N_S &= \frac{37 \times 24}{232 - 1} \\ &= 3.84 \quad \text{รวม} \end{aligned}$$

เลือก ไอซี 4 - 5 (LM350) ซึ่งเป็นเรกกูเลเตอร์แบบอนุกรม แสดง
คังวางจรรูปที่ 3.12

$$\text{กำหนดค่าประสิทธิภาพของไอซี 4 - 5} = 66 \quad \%$$

คังนั้น

$$N_S = \frac{3.84 \times 100}{66} = 5.8 \quad \text{รอบ}$$

เลือกจำนวนขลวดหุติยภูมิ $N_S = 6$ รอบ

จำนวนรอบขลวดหุติยภูมิ N_S แบบแยกจุกกึ่งกลางขลวด = $2 N_S$
 $= 12$ รอบ

$$\text{สูตร กำลังที่ทางออก (} P_{out} \text{)} = \frac{1}{2} L_P I_P^2 f$$

กำหนดให้

กำลังที่ทางออก (P_{out}) = 132 W

กระแส I_P = 3 A

เพราะฉะนั้น

$$L_P = \frac{132 \times 2}{3 \times 33 \times 10^3} = 0.9 \times 10^{-3} \quad \text{H}$$

เลือกตัวเหนี่ยวนำ L_P ค่า 1.5 mH

กำหนดให้

ความเข้มกระแส = 500 เซอร์ตูลาร์มิล/แอมแปร์

ดังนั้น

ขนาดเส้นลวดของขลวดปฐมภูมิ $N_P = 500 \times 3$
 $= 1500$ เซอร์ตูลาร์มิล

จากตารางที่ 4.6 เลือกขนาดเส้นลวดของขลวดปฐมภูมิ SWG 19

กำหนดให้

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกของขดลวดทุติยภูมิ 5 โวลต์ จ่ายกระแสไหล
สูงสุด 5 แอมแปร์

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกของขดลวดทุติยภูมิ ± 12 โวลต์ จ่ายกระแส
ไหลสูงสุด 2 แอมแปร์

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกของขดลวดทุติยภูมิ ± 24 โวลต์ จ่ายกระแส
ไหลสูงสุด 1 แอมแปร์

ดังนั้น

ขนาดเส้นลวดของขดลวดทุติยภูมิ (N_S) กระแสไหล 5 แอมแปร์

$$= 500 \times 5$$

$$= 1500$$

เซอร์คูลาร์มิล

จากตารางที่ 4.6 เลือกขนาดเส้นลวดของขดลวดทุติยภูมิที่กระแสไหล 5
แอมแปร์ SWG 18 โดยการพันแบบ 2 เส้นคู่

ขนาดเส้นลวดของขดลวดทุติยภูมิ (N_S) กระแสไหล 2 แอมแปร์

$$= 500 \times 2$$

$$= 1000$$

เซอร์คูลาร์มิล

จากตารางที่ 4.6 เลือกขนาดเส้นลวดของขดลวดทุติยภูมิที่กระแสไหล 2
แอมแปร์ SWG 20

ขนาดเส้นลวดของขดลวดทุติยภูมิ (N_S) กระแสไหล 1 แอมแปร์

$$= 500 \times 1$$

$$= 500$$

เซอร์คูลาร์มิล

จากตารางที่ 4.6 เลือกขนาดเส้นลวดของขดลวดทุติยภูมิที่กระแสไหล 1
แอมแปร์ SWG 23

ก.5 วงจรเรียงกระแสและเรกกูเลเตอร์

ก.5.1 วงจรเรียงกระแส (1,2,5,6)

จากรูปวงจรที่ 3.12 จะได้

$$V_L = L di/dt$$

เมื่อ

$$V_L = V_{in} - V_{out}$$

$$di = \Delta I_L$$

ดังนั้น

$$L = \frac{(V_{in} - V_{out}) \Delta T}{\Delta I_L}$$

ให้

$$V_{in} - V_{out} = V_{out}$$

ดังนั้น

$$L = \frac{V_{out} \Delta T}{\Delta I_L}$$

กำหนดให้

$$\Delta I_L = 0.25 I_L$$

$$\Delta T = t_{off}$$

$$t_{off} = \frac{1}{2} \left(\frac{1 - V_{out}/V_{in}}{f} \right)$$

$$\text{สูตร } L = \frac{V_{out} - V_{out}^2/V_{in}}{0.5 f I_L}$$

เมื่อ

$$t_{off} \text{ คือ เวลาพัก}$$

V_{out} คือ แรงดันไฟฟ้าที่ทางออก

V_{in} คือ แรงดันไฟฟ้าที่ทางเข้า

f คือ ความถี่

L คือ ทิวเหนี่ยวนำ

I_L คือ กระแสไหลค

ให้

$$V_{out} = \frac{1}{C} \int_{t_1}^{t_2} i \, dt$$

$$\text{กระแสเฉลี่ยระหว่างเวลา } t_1 \text{ ถึง } t_2 = \frac{I_{out}}{4}$$

ดังนั้น

$$\Delta V_{out} = \frac{\Delta I_{out}}{4C} \times \frac{T}{2}$$

เมื่อ

$$T = \frac{1}{f}$$

$$\Delta V_{out} = \frac{\Delta I_{out}}{8Cf}$$

หรือ

$$\text{สูตร } C = \frac{\Delta I_{out}}{8f \Delta V_{out}}$$

กำหนดให้

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกขดลวดทุติยภูมิ +5 โวลต์ กระแสไหลค 5 แอมแปร์

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกขดลวดทุติยภูมิ ±12 โวลต์ กระแสไหลค 2 แอม

แปร์

แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกขดลวดทุติยภูมิ ±24 โวลต์ กระแสไหลค 1 แอม

แปร์

$$\begin{aligned} \text{ความถี่ } f &= 33 \times 10^3 \text{ Hz} \\ V_{in} &= 232 \text{ V} \end{aligned}$$

ที่แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกขดลวดทุติยภูมิ 5 โวลต์ กระแสไหล 5 แอมแปร์

$$\begin{aligned} \text{สูตร } L &= \frac{V_{out} - V_{out}/V_{in}}{0.5 f I_L} \\ &= \frac{5 - 5 \times 5/232}{0.5 \times 33 \times 10^3 \times 5} \\ L &= 5.93 \times 10^{-5} \text{ H} \end{aligned}$$

$$\text{เมื่อ } L = L_2 = L_3$$

เลือกตัวเหนี่ยวนำ L_2 และ L_3 ค่า 50 μH

$$\text{สูตร } C = \frac{\Delta I_{out}}{8 f \Delta V_{out}}$$

เมื่อ

$$\Delta V_{out} = 1 \times 10^{-3} \text{ V}$$

$$\Delta I_{out} = 0.25 I_L$$

ดังนั้น

$$C = \frac{0.25 \times 5}{8 \times 33 \times 10^3 \times 1 \times 10^{-3}}$$

$$C = 4735 \times 10^{-6} \text{ F}$$

$$\text{เมื่อ } C = C_{17} + C_{18}$$

เลือกตัวเก็บประจุ $C_{17} + C_{18}$ ค่า 9400 μF

ที่แรงดันไฟฟ้าที่ทางออกขดลวดทุติยภูมิ ± 12 โวลต์ กระแสไหล 2 แอม

แปร์

$$= 1.3 \times 10^{-3} \quad \text{H}$$

เมื่อ $L = L_6 = L_7$

เลือกตัวเหนี่ยวนำ L_6 และ L_7 ค่า 1.2 mH

$$\text{สูตร } C = \frac{\Delta I_{\text{out}}}{8 f \Delta V_{\text{out}}}$$

เมื่อ

$$\Delta V_{\text{out}} = 0.05 \quad \text{V}$$

$$\Delta I_{\text{out}} = 0.25 I_L$$

ดังนั้น

$$C = \frac{0.25 \times 1}{8 \times 33 \times 10^3 \times 0.05} = 18.9 \times 10^{-6} \quad \text{F}$$

เมื่อ $C = C_{26} = C_{27}$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{26} และ C_{27} ค่า 25 uF

ก.5.2 เรกกูเลเตอร์ (1)

จากรูปวงจรที่ 3.12

เลือกไอซี 2 - 5 (LM350) ซึ่งเป็นไอซีเรกกูเลเตอร์แบบ 3 ขา

มีคุณสมบัติเฉพาะคือ

$$C_{\text{in}} = C_{20/1} = C_{23/1} = C_{26/1} = C_{27/1} = 1 \times 10^{-6} \quad \text{F}$$

$$C_{\text{out}} = C_{21} = C_{24} = C_{27} = C_{30} = 1 \times 10^{-6} \quad \text{F}$$

$$V_{\text{ref}} = 1.25 \quad \text{V}$$

$$I_{\text{adj}} = 50 \times 10^{-6} \quad \text{A}$$

$$R_1 = R_{17} = R_{20} = R_{23} = R_{26} = 240 \quad \text{โอห์ม}$$

$$R_2 = R_{18} + R_{19} = R_{21} + R_{22}$$

D₃₅₋₄₂ (1N4002)

สูตร $V_{out} = V_{ref} (1 + R_2/R_1) + I_{adj} R_2$

เมื่อ

$$V_{out} = 12 \quad V$$

ดังนั้น

$$\begin{aligned} R_2 &= V_{out} - V_{ref} / (I_{adj} + V_{ref}/R_1) \\ &= 12 - 1.25 / (50 \times 10^{-6} + 1.25/240) \\ &= 2.044 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทาน $R_{18} + R_{19}$ และ $R_{21} + R_{22}$ ค่า 10×10^3 โอห์ม

แบบปรับค่าได้

กำหนดให้

$$R_{2/1} = R_{24} + R_{25} = R_{27} + R_{28}$$

$$V_{out} = 24 \quad V$$

สูตร $V_{out} = V_{ref} (1 + R_{2/1}/R_1) + I_{adj} R_{2/1}$

$$R_{2/1} = 24 - 1.25 / (50 \times 10^{-6} + 1.25/240)$$

$$= 4.326 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน $R_{24} + R_{25}$ และ $R_{27} + R_{28}$ ค่า 10×10^3 โอห์ม

แบบปรับค่าได้

กำหนดให้

$$V_{out} = -5 \quad V$$

$$I_{out} = 1 \text{ A}$$

เลือก ไอซี 12 (7905)

$$\text{สูตร } C_{42} = \frac{I_{out}}{f \Delta V_{out}}$$

เมื่อ

$$\Delta V_{out} = 10 \text{ mV}$$

$$f = 33 \text{ KHz}$$

ดังนั้น

$$C_{42} = \frac{1}{2 \times 33 \times 10^3 \times 10 \times 10^{-3}}$$

$$= 1515 \text{ uF}$$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{42} ค่า 1000 uF

ก.6 วงจรขยายค่าผิดพลาด

จากวงจรรูปที่ 3.14 ก

เลือก

ไอซี 6 (LM311)

กำหนดให้

$$V_{CC} = 12 \text{ V}$$

$$\text{สูตร } R_{30} = \frac{V_{CC} - V_{Z(D43)}}{I_{Z(D43)}}$$

$$= \frac{12 - 3.9}{30 \times 10^{-3}}$$

$$= 270 \text{ โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{30} ค่า 270 โอห์ม

$$R_{29} = \frac{V_{sens}}{I_{R29}}$$

กำหนดให้ $I_{R29} = 2.5$ mA

$$R_{29} = \frac{5}{2.5 \times 10^{-3}}$$

$$= 2 \times 10^3 \text{ โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{29} ค่า 2×10^3 โอห์ม แบบปรับค่าได้

กำหนดให้

$$\text{เวลาในการคายประจุของ } C_{32} = 0.1 \text{ s}$$

$$T = R_{31} C_{32}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{31} ค่า 500×10^3 โอห์ม

ดังนั้น

$$C_{32} = \frac{0.1}{500 \times 10^3}$$

$$= 0.2 \times 10^{-6} \text{ F}$$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{32} ค่า 0.2×10^{-6} F

เลือกตัวเชื่อมต่อไฟแสง (optocoupler) 4N26 ซึ่งมีคุณสมบัติเฉพาะ

คือ

$$\frac{\text{กระแสทรานซิสเตอร์ } I_{Q12}}{\text{กระแสไดโอด } I_{D46}} = 0.5$$

ทรานซิสเตอร์ Q_{11} (2N3053), $h_{FE} = 150$

กำหนดให้

$$\begin{aligned} \text{แรงดันที่คอลเลกเตอร์ } Q_{11} &= 9 && \text{V} \\ \text{แรงดันตกคร่อมไดโอด } D_{46} &= 1 && \text{V} \\ I_{C(Q11)} &= 1 \times 10^{-3} && \text{A} \end{aligned}$$

ดังนั้น

$$\begin{aligned} R_{35} &= \frac{12 - 9 - 1}{1 \times 10^{-3}} \\ &= 2 \times 10^3 && \text{โอห์ม} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{35} ค่า 1.5 กิโลโอห์ม

กำหนดให้

$$\begin{aligned} \text{แรงดันไฟฟ้าทางเข้า } V_{in} &= 7 && \text{V} \\ \text{แรงดันไฟฟ้าตกคร่อมตัวต้านทาน } R_{33} &= 1.8 && \text{V} \\ \text{แรงดันไฟฟ้าตกคร่อมตัวต้านทาน } R_{32} &= 5.2 && \text{V} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{33} ค่า 1×10^3 โอห์ม

เมื่อ

$$V_{R33} = \frac{V_{in} R_{33}}{R_{32} + R_{33}}$$

ดังนั้น

$$1.8 = \frac{7 \times 1 \times 10^3}{R_{32} + 1 \times 10^3}$$

$$R_{32} = 2.9 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{32} ค่า 3 กิโลโอห์ม

ให้

$$V_{D44} + V_{D45} = V_{R36} = 1.2 \quad \text{V}$$

เลือกไดโอด D_{44} และ D_{45} (1N4148) , $I_F = 10 \quad \text{mA}$

เลือกตัวต้านทาน R_{36} ค่า 10 กิโลโอห์ม

ดังนั้น

$$\begin{aligned} I_{R36} &= \frac{V_{R36}}{R_{36}} \\ &= \frac{1.2}{10 \times 10^3} \\ &= 0.12 \times 10^{-3} \quad \text{A} \end{aligned}$$

กำหนดให้

$$\begin{aligned} I_{R34} &= 10 I_{R36} \\ &= 10 \times 0.12 \times 10^{-3} \\ &= 1.2 \times 10^{-3} \quad \text{A} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 R_{34} &= \frac{V_{CC} - V_{D44,45}}{I_{R34}} \\
 &= \frac{12 - 1.2}{1.2 \times 10^{-3}} \\
 &= 9 \times 10^3
 \end{aligned}$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{34} ค่า 6 กิโลโอห์ม

จากวงจรรูปที่ 3.14 ข

เลือก

ไอซี 7 (LM311)

ตัวเชื่อมต่อใช้แสง (optocoupler) 4N26 ซึ่งมีคุณสมบัติเฉพาะคือ

$$\frac{\text{กระแสทรานซิสเตอร์ } Q_{12}}{\text{กระแสไดโอด } D_{46}} = 0.5$$

กำหนดให้

$$I_{D46} = 1 \times 10^{-3} \quad \text{A}$$

$$V_{CE(Q12)} = 1.3 \quad \text{V}$$

เพราะฉะนั้น

$$R_{37} + R_{38} = \frac{V_{CC} - V_{CE(Q12)}}{I_E(Q12)}$$

กำหนดให้ $V_{CC} = 5$ โวลต์ ดังนั้น

$$R_{37} + R_{38} = \frac{5 - 1.3}{1 \times 10^{-3} \times 0.5}$$

$$= 7.4 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{37} ค่า 1.8 กิโลโอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{38} ค่า 5.6 กิโลโอห์ม

กำหนดให้

$$V_{R_{40}} + V_{R_{40/1}} = 1.4 \quad \text{V}$$

ตัวต้านทาน R_{39} ค่า 470 โอห์ม

$$\text{สูตร } V_{R_{40}} + V_{R_{40/1}} = \frac{V_{CC} (R_{40} + R_{40/1})}{R_{39} + R_{40} + R_{40/1}}$$

$$1.4 = \frac{5 (R_{40} + R_{40/1})}{470 + R_{40} + R_{40/1}}$$

$$R_{40/1} + R_{40} = 1.209 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{40} ค่า 1 กิโลโอห์ม แบบปรับค่าได้

เลือกตัวต้านทาน $R_{40/1}$ ค่า 1 กิโลโอห์ม

เลือกตัวเก็บประจุ C_{33} และ C_{34} ค่า 0.2 μF

กำหนดให้

$$\text{เวลาในการคายประจุของ } C_{35} = 0.01 \quad \text{s}$$

$$T = C_{35} R_{41}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{41} ค่า 560 กิโลโอห์ม

ดังนั้น

$$C_{35} = \frac{0.01}{560 \times 10^3}$$

$$= 1.8 \times 10^{-8} \quad \text{F}$$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{35} ค่า 0.02

uF

เลือกทรานซิสเตอร์ Q_{13} (2N3566) , $h_{FEmin} = 40$

กำหนดให้

แรงดันไฟฟ้าที่คอลเล็กเตอร์ Q_{13} อยู่ระหว่าง 0.3 - 3 โวลต์

$$V_{CEsat} + V_{R45} = 0.3$$

V

เลือกตัวต้านทาน R_{44} ค่า 27 กิโลโอห์ม

เมื่อ

$$I_{R44} = \frac{V_{CC} - (V_{CEsat} + V_{R45})}{R_{44}}$$

$$= \frac{5 - 0.3}{27 \times 10^3}$$

$$= 1.7 \times 10^{-4}$$

A

ให้

$$I_{E(Q13)} = I_{C(Q13)} + I_{B(Q13)}$$

$$\text{สูตร } h_{FE(Q13)} = \frac{I_{C(Q13)}}{I_{B(Q13)}}$$

$$I_{B(Q13)} = \frac{1.7 \times 10^{-4}}{40}$$

$$= 4.25 \times 10^{-6}$$

A

ให้

$$I_{R45} = I_{E(Q13)}$$

$$= 1.7 \times 10^{-4} + 4.25 \times 10^{-6}$$

$$= 1.7425 \times 10^{-4}$$

A

$$R_{45} = \frac{V_{R45}}{I_{R45}}$$

กำหนดให้

$$V_{R45} = 0.1 \quad \text{V}$$

ดังนั้น

$$R_{45} = \frac{0.1}{1.7425 \times 10^{-4}}$$

$$= 574$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{45} ค่า 330 โอห์ม

$$R_{43} = \frac{V_B - V_{BE(Q13)} - V_{R45}}{I_{B(Q13)}}$$

กำหนดให้

$$V_B = 0.704 \quad \text{V}$$

$$V_{BE(Q13)} = 0.6 \quad \text{V}$$

เพราะฉะนั้น

$$R_{43} = \frac{0.704 - 0.6 - 0.1}{4.25 \times 10^{-6}}$$

$$= 941$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{43} ค่า 470 โอห์ม

ให้

$$\frac{0.704 \times R_{42}}{R_{42} + R_{43}} = V_{BE(Q13)} + V_{R45}$$

ดังนั้น

$$R_{42} = \frac{329}{0.04}$$

$$= 8.23 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{42} ค่า 10 กิโลโอห์ม

เลือกไดโอด D_{47-49} (1N4001)

เมื่อ

$$V_{C(Q13)} = 3 \quad \text{V}$$

$$I_{R44} = \frac{V_{CC} - V_{C(Q13)}}{R_{44}}$$

$$= \frac{5 - 3}{27 \times 10^3}$$

$$= 7.4 \times 10^{-5} \quad \text{A}$$

กำหนดให้กระแส 0.74 ไมโครแอมแปร์ ไหลผ่านตัวเก็บประจุ C_{36}

ดังนั้น

$$\text{สูตร } C = \frac{\Delta I_{out}}{8 f \Delta V_{out}}$$

เมื่อ

$$\Delta V_{out} = 0.05 \times 10^{-3} \quad \text{V}$$

$$f = 28 \times 10^3 \quad \text{Hz}$$

เพราะฉะนั้น

$$C = \frac{7.4 \times 10^{-5}}{8 \times 28 \times 10^3 \times 0.05 \times 10^{-3}}$$

$$= 6.6 \times 10^{-6} \quad \text{F}$$

เมื่อ $C = C_{36}$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{36} ค่า 8 uF

ก.7 พัลส์วิคกมอดูเลเตอร์

ก.7.1 วงจรผลิตสัญญาณขึ้นเลื่อย (6)

จากรูปวงจรที่ 3.15 ก

เลือก

ไอซี 8 (LM555)

ทรานซิสเตอร์ Q₁₄ (2N3643)

กำหนดให้

$$f = 28 \times 10^3 \quad \text{Hz}$$

$$R_A = R_{46} = 220 \quad \text{โอห์ม}$$

$$C_{38} = 0.005 \quad \text{uF}$$

$$C_{37} = 0.01 \quad \text{uF}$$

$$\text{สูตร } f = \frac{1}{T}$$

เมื่อ

$$T = t_1 + t_2$$

$$t_1 = 0.693 (R_{46} + R_{47}) C_{38}$$

$$t_2 = 0.693 R_{47} C_{38}$$

เพราะฉะนั้น

$$f = \frac{1}{0.693 (R_{47} + R_{48}) C_{38} + 0.693 R_{47} C_{38}}$$

$$f = \frac{1.44}{(R_{46} + 2 R_{47}) C_{38}}$$

ดังนั้น

$$\begin{aligned} R_{47} &= \frac{1}{2} \left(\frac{1.44}{f C_{38}} - R_{46} \right) \\ &= \frac{1}{2} \left(\frac{1.44}{28 \times 10^3 \times 0.005 \times 10^{-6}} - 220 \right) \\ &= 5.033 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{47} ค่า 10 กิโลโอห์ม แบบปรับค่าได้

กำหนดให้

$$I_{C(Q14)} = 3 \times 10^{-3} \quad \text{A}$$

ให้

$$R_{48} = \frac{V_{CC} - V_{CE(Q14) \text{ sat}}}{I_{C(Q14)}}$$

เมื่อ

$$V_{CC} = 5 \quad \text{V}$$

$$V_{CE(Q14) \text{ sat}} = 1 \quad \text{V}$$

เพราะฉะนั้น

$$R_{48} = \frac{5 - 1}{3 \times 10^{-3}}$$

$$= 1.3 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{48} และ R_{49} ค่า 1.2 กิโลโอห์ม

$$\text{สูตร } V_{\text{ref}} = V_{\text{in}} \left(1 - e^{-\frac{5\% T}{2 \times 3R_{50} C_{39}}} \right)$$

กำหนดให้

$$V_{\text{in}} = V_{\text{CC}} - V_{\text{CE(Q14)sat}}$$

$$= 5 - 1$$

$$= 4 \quad \text{V}$$

$$V_{\text{ref}} = 3.4 \quad \text{V}$$

$$C_{39} = 0.005 \quad \mu\text{F}$$

ดังนั้น

$$\ln \frac{V_{\text{ref}}}{V_{\text{in}}} = \frac{-1.67 T}{R_{50} C_{39}}$$

$$\ln \frac{3.4}{4} = \frac{-5 \times 3.57 \times 10^{-5}}{6 \times R_{50} \times 0.005 \times 10 \times 100}$$

$$R_{50} = 366 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{50} ค่า 1 กิโลโอห์ม แบบปรับค่าได้

ก.7.2 พัลส์วิคทิมอคูเลเตอร์ (3)

จากวงจรรูปที่ 3.15 ข

เลือก

ไอซี 9/1 , 9/2 (LM339)

ไอซี 10/1 , 10/2 (74C08)

ตัวต้านทาน R_{55} และ R_{56} ค่า 3.3 กิโลโห์ม

วงจรกรอง C_{36} , C_{41} และ R_{51} จะได้

$$\text{สูตร } V_{\text{out}} = \frac{X_{C36} X_{C41}}{R_{51}} \times \sqrt{2} I_{\text{dc}}$$

กำหนดให้

$$V_{\text{out}} = 0.2 \times 10^{-3} \quad \text{V}$$

$$I_{\text{dc}} = 100 \quad \mu\text{A}$$

$$R_{51} = 50 \quad \text{โห์ม}$$

$$C_{36} = 8 \quad \mu\text{F}$$

เมื่อ

$$\text{สูตร } X_{C36} = \frac{1}{2 \pi f C_{36}}$$

$$f = 28 \quad \text{KHz}$$

$$X_{C36} = \frac{1}{2 \times 28 \times 10^3 \times 8 \times 10^{-6} \times 3.14}$$

$$= 0.7 \quad \text{โห์ม}$$

จากสมการ (4) (3)

$$X_{C41} = \frac{0.2 \times 10^{-3} \times 50}{0.7 \times \sqrt{2} \times 100 \times 10^{-6}}$$

$$= 101 \quad \text{โห์ม}$$

$$\text{สูตร } C_{41} = \frac{1}{2 \pi f X_{C41}}$$

$$= \frac{1}{2 \times 3.14 \times 28 \times 10^3 \times 101}$$

$$= 5.6 \times 10^{-8} \quad \text{F}$$

เลือกตัวเก็บประจุ C_{41} ค่า 0.068 μF

$$\text{สูตร } R_{51/1} = \frac{V_{R51/1}}{I_{R51/1}}$$

เมื่อ

$$V_{R51/1} = 3.4 \quad \text{V}$$

$$I_{R51/1} = 100 \quad \mu\text{A}$$

ดังนั้น

$$R_{51/1} = \frac{3.4}{100 \times 10^{-6}}$$

$$= 34 \times 10^3 \quad \text{โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน $R_{51/1}$ ค่า 100 กิโลโอห์ม แบบปรับค่าได้

วงจรขยาย R_{52} และ C_{40} ทำหน้าที่เป็น ซอฟต์สตาร์ท (soft - start)

ให้

$$\text{เวลาเปิด (} T_{on} \text{)} = R_{52} C_{40}$$

เมื่อ

$$T_{on} = 0.2 \quad \text{mS}$$

$$C_{40} = 0.02 \quad \mu\text{F}$$

ดังนั้น

$$R_{52} = \frac{0.2 \times 10^{-3}}{0.02 \times 10^{-6}}$$

$$= 10 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{52} ค่า 10 กิโลโอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{53} ค่า 5.6 กิโลโอห์ม

กำหนดให้

$$V_{R54} = 0.3$$

V

เมื่อ

$$R_{54} = \frac{V_{R54} \times R_{53}}{V_{CC} - V_{R54}}$$

ดังนั้น

$$R_{54} = \frac{0.3 \times 5.6 \times 10^3}{5 - 0.3}$$

$$= 357$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{54} ค่า 1 กิโลโอห์ม แบบปรับค่าได้

ก.8 วงจรป้องกัน

จากวงจรรูปที่ 3.16

กำหนดให้

$$\text{กระแส } I_1 = I_2 = 3 \times 10^{-3}$$

A

$$V_{R59} = 2.5$$

V

$$V_{RX} = 2.7$$

V

$$I_{R57} = 1 \text{ mA}$$

$$I_{R65} = 10 \text{ mA}$$

เลือก

ไอซี 11 (LM311)

ตัวเชื่อมต่อใช้แสง (4N28) ซึ่งมีคุณสมบัติเฉพาะคือ

$$\frac{\text{กระแสทรานซิสเตอร์ Q15}}{\text{กระแสไดโอด D49}} = 0.3$$

กระแสไดโอด D49

SCR₁ (2N2323)

เมื่อ

$$R = \frac{V_{R59}}{I_{R59}}$$

$$= \frac{2.5}{3 \times 10^{-3}}$$

$$= 833$$

โอห์ม

$$\text{เมื่อ } R = R_{58} = R_{59}$$

เลือกตัวต้านทาน R₅₈ และ R₅₉ ค่า 820 โอห์ม

$$\text{สูตร } R_{60} = \frac{V_{CC} - V_{RX}}{I_2}$$

เมื่อ

$$V_{CC} = 12 \text{ V}$$

ดังนั้น

$$R_{60} = \frac{12 - 2.7}{3 \times 10^{-3}}$$

$$= 3.1 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{60} ค่า 3 กิโลโอห์ม

กำหนดให้

$$R_X = R_{61} // R_{62} + R_{63} // R_{64}$$

ดังนั้น

$$V_{RX} = \frac{V_{CC} R_X}{R_{60} + R_X}$$

$$2.7 = \frac{12 R_X}{3 \times 10^3 + R_X}$$

$$R_X = 871$$

โอห์ม

กำหนดให้

$$R_{63} // R_{64} = 600 \text{ โอห์ม}$$

$$R_{64} = 1 \text{ กิโลโอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{64} ค่า 2 กิโลโอห์ม แบบปรับค่าได้

เพราะฉะนั้น

$$R_{63} = \frac{1 \times 10^3 \times 600}{1000 - 600}$$

$$= 1.5 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{63} ค่า 1.5 กิโลโอห์ม

ดังนั้น

$$\begin{aligned} R_{61} // R_{62} &= 871 - 600 \\ &= 271 \text{ โอห์ม} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทานเทอร์มิสเตอร์ (thermistor) R_{62} ค่า 3 กิโลโอห์ม ที่อุณหภูมิ 25°

เพราะฉะนั้น

$$\begin{aligned} R_{61} &= \frac{3 \times 10^3 \times 271}{3 \times 10^3 - 271} \\ &= 298 \text{ โอห์ม} \end{aligned}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{61} ค่า 300 โอห์ม

กำหนดให้

$$V_{R66} = 1 \text{ V}$$

$$\begin{aligned} R_{65} &= \frac{V_{CC} - V_{R66}}{I_{R65}} \\ &= \frac{12 - 1}{3} \\ &= \frac{10}{10 \times 10^{-3}} \end{aligned}$$

$$= 1.1 \times 10^3 \text{ โอห์ม}$$

เลือกตัวต้านทาน R_{65} ค่า 1.2 กิโลโอห์ม

$$\begin{aligned} R_{66} &= \frac{V_{R66} \times R_{65}}{V_{CC} - V_{R66}} \\ &= \frac{1 \times 1.2 \times 10^3}{12 - 1} \\ &= 109 \end{aligned}$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{66} ค่า 100 โอห์ม

$$R_{57} = \frac{V_{CC} - V_{SCR1}}{I_{R57}}$$

กำหนดให้

$$V_{SCR1} = 0 \quad \text{V}$$

$$V_{CC} = 5 \quad \text{V}$$

เพราะฉะนั้น

$$R_{57} = \frac{5 - 0}{1 \times 10^{-3}}$$

$$= 5 \times 10^3$$

โอห์ม

เลือกตัวต้านทาน R_{57} ค่า 6.8 กิโลโอห์ม

ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย



ภาคผนวก ข.

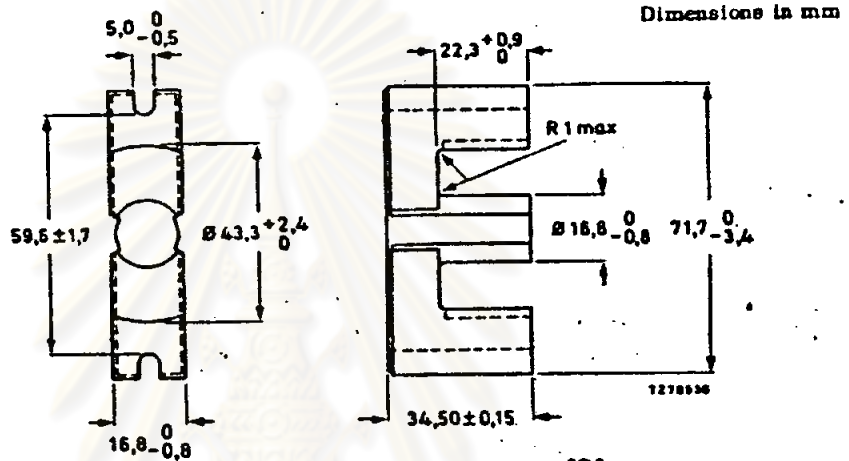
แผนข้อมูล

ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย



EC70/34/17

EC-CORE



Ferroxcube grade

3C8

Mass

approx. 126,5 g

Catalogue number of EC-core without air gap

4322 020 52530

Catalogue number of EC-core with air gap 4,85 ± 0,2 mm

8213 140 25300

DIMENSIONAL PARAMETERS FOR A PAIR OF CORES (assuming nominal dimensions, unless otherwise stated)

Core constant *	$C_1 = 0,514 \text{ mm}^{-1}$
Minimum cross-sectional centre pole area	$A_{CPmin} = 201,1 \text{ mm}^2$
Cross-sectional centre pole area	$A_{CP} = 211,0 \text{ mm}^2$
Back and leg cross-sectional area	$A_b = 386,0 \text{ mm}^2$
Centre pole volume	$V_{CP} = 9600 \text{ mm}^3$
Back and leg volume	$V_b = 46000 \text{ mm}^3$
Total core volume	$V_t = 55600 \text{ mm}^3$
Effective magnetic path length *	$l_e = 144 \text{ mm}$
Effective cross-sectional area *	$A_e = 279 \text{ mm}^2$
Effective core volume *	$V_e = 40100 \text{ mm}^3$

* According to IEC 205.

EC/O/34/77

EC-CORE

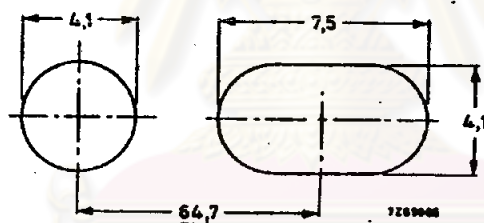
MAGNETIC PROPERTIES FOR A PAIR OF CORES WITHOUT AIR GAP

Relative amplitude permeability (μ_a) at $\theta = 100\text{ }^\circ\text{C}$, $\hat{B} = 320\text{ mT}$ in ACPmin	> 1000
Permissible induction in centre pole (\hat{B}) with min. cross-sectional area, at $\theta = 100\text{ }^\circ\text{C}$	$\leq 320\text{ mT}$
Resistivity (ρ), measured with d. c. current	$\geq 1\text{ }\Omega\text{m}$
Curie point	$\geq 200\text{ }^\circ\text{C}$
Effective total core loss (P) at $f = 25\text{ kHz}$, $\theta = 100\text{ }^\circ\text{C}$, $\hat{B} = 160\text{ mT}$	$\leq 5\text{ W}$

MOUNTING

The wound coil former and cores may be assembled by means of non-magnetic M4 screws or studs along the grooves provided. The use of a clamping bar is strongly recommended to ensure that the maximum clamping force of 600 N is uniformly distributed over the cross-section of the outer poles.

The assembly studs can be extended for mounting purposes or to support another sub-assembly.



Recommended piercing diagram.

ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย

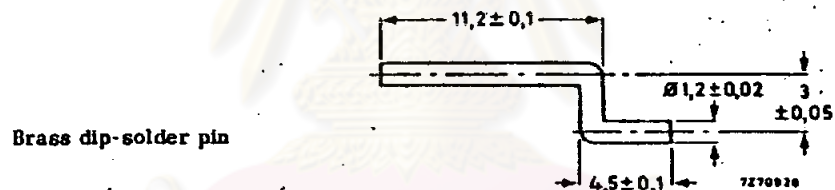
EC70/34/17

COIL FORMERS

Style 1

Dimensions in mm	see drawing on the next page
Material	glass-fibre-filled polyamide
Minimum window area	466 mm ²
Mean length of turn	95 mm
Mass, without pins	approx. 35 g
Maximum temperature	120 °C
Catalogue number	8222 294 38680

Note The coil former is supplied without pins. These must be ordered separately under the catalogue number 8222 294 38770. The minimum order quantity is 5000 pins.



ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย

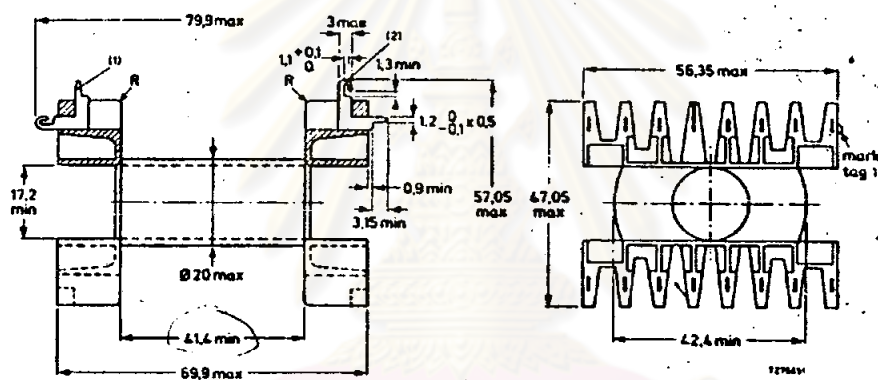
Coil formers

EC70/34/17

Style 2

Material of housing
 Material of tags
 Minimum window area
 Mean length of turn
 Mass, 15 tags inserted
 Flame proof
 Mounting
 Catalogue numbers
 Tag arrangement
 Dimensions in mm

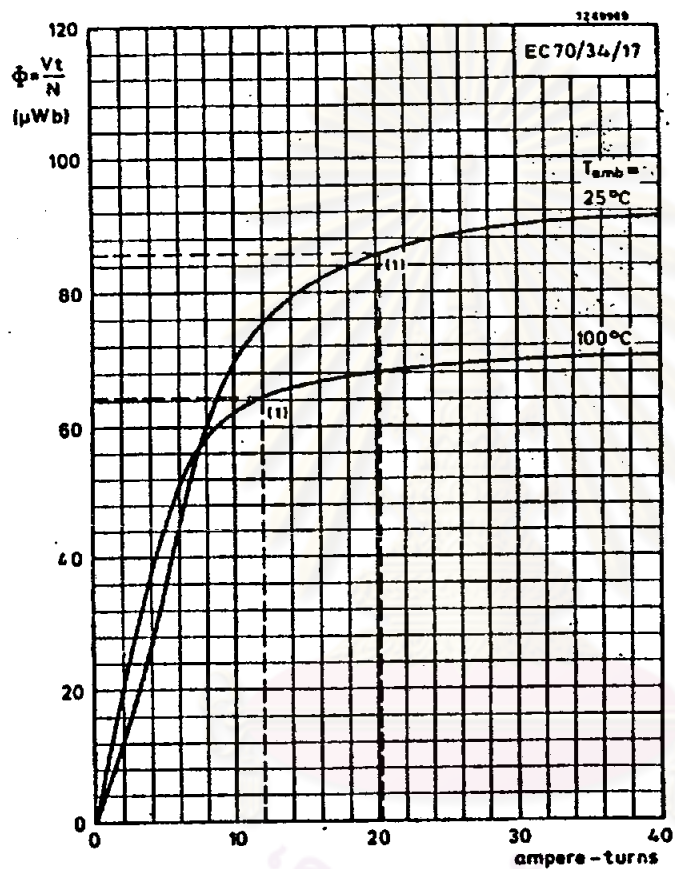
glass-fibre-filled polyterephthalate
 solder-plated brass
 464 mm²
 96 mm
 approx. 36 g
 according to UL-94-V 0
 horizontal and vertical
 see next page
 see next page



ศูนย์วิทยทรัพยากร
 จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย

EC70/34/17

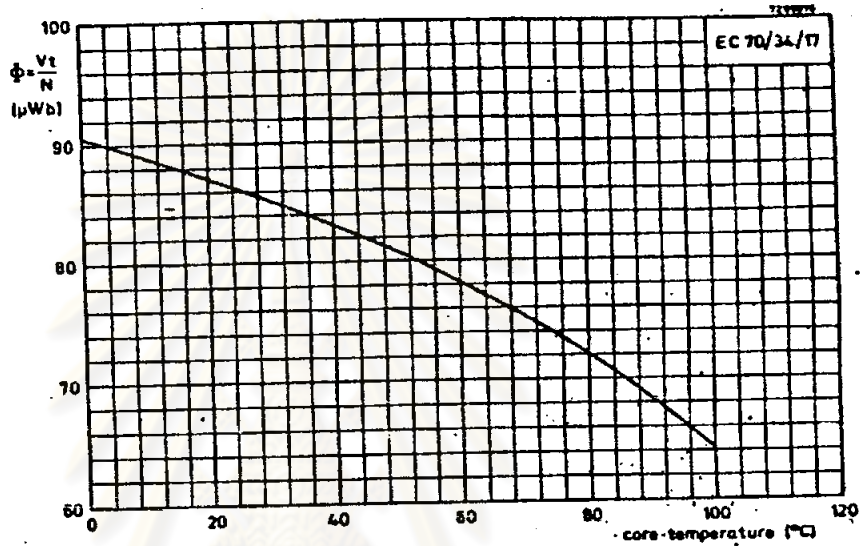
CHARACTERISTIC CURVES



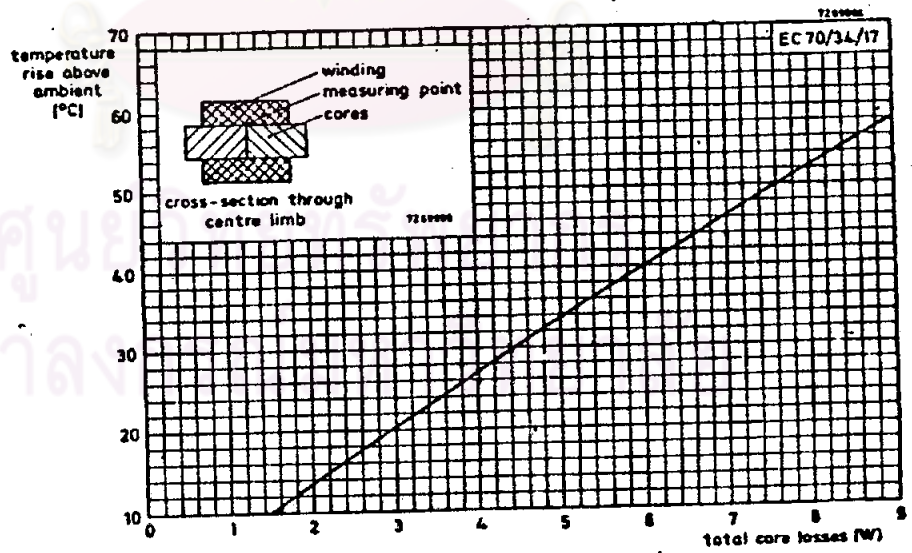
(1) Recommended maximum working flux.
Total flux as a function of ampere-turns.

EC70/34/17

CHARACTERISTIC CURVES



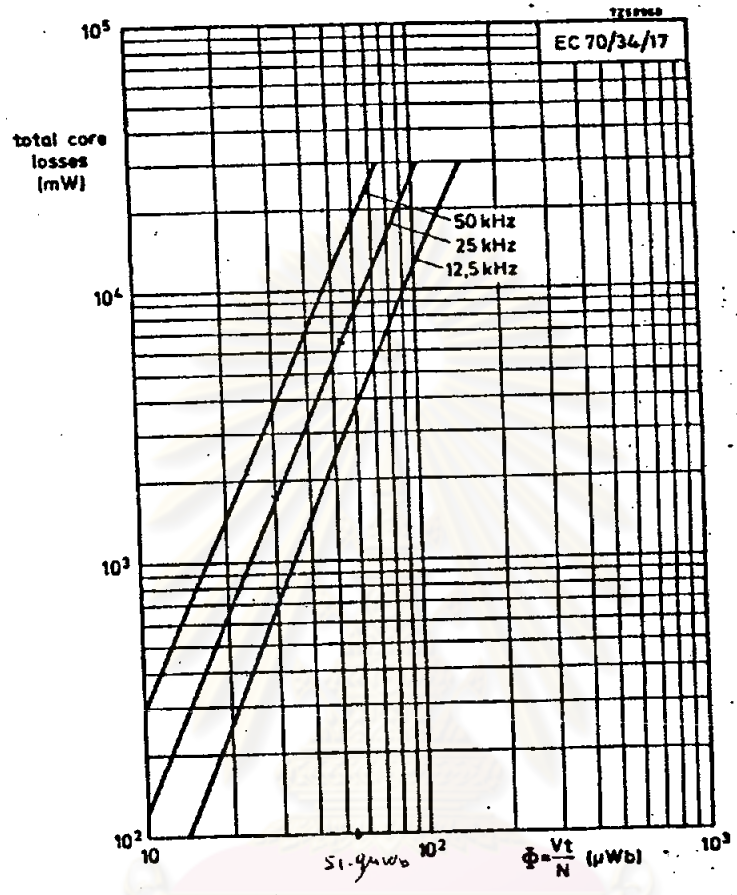
Recommended maximum working flux as a function of core temperature.



Transformer temperature rise as a function of total core losses, in free air conditions, without heatsink.

CHARACTERISTIC CURVES

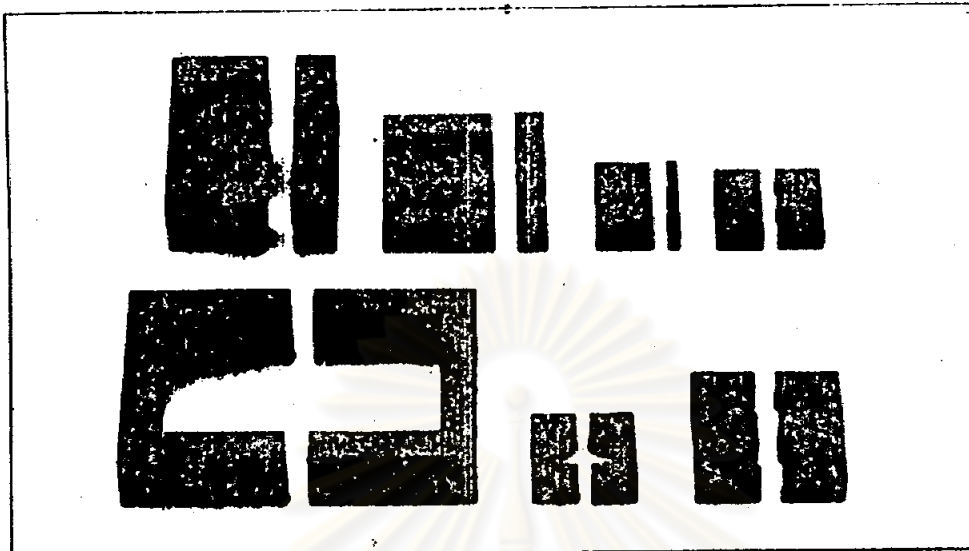
EC70/34/17



Total core losses as a function of total flux at hot-spot core temperature.

ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย

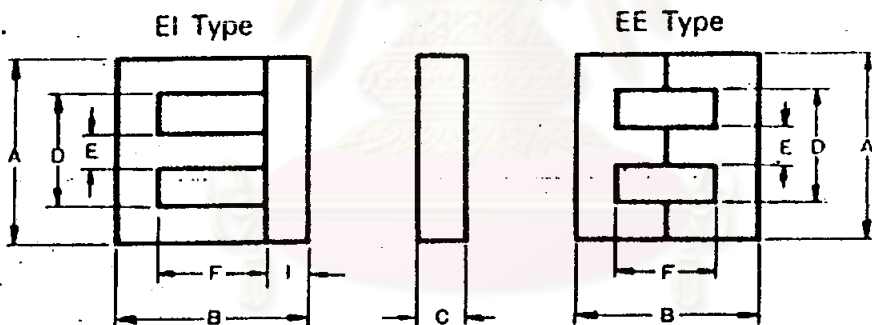
TOMITA FERRIT



■ Shapes and Dimensions

■ Materials

2C2, 2C3, 2D1, 2D3, 2B3



ศูนย์วิทยทรัพยากร

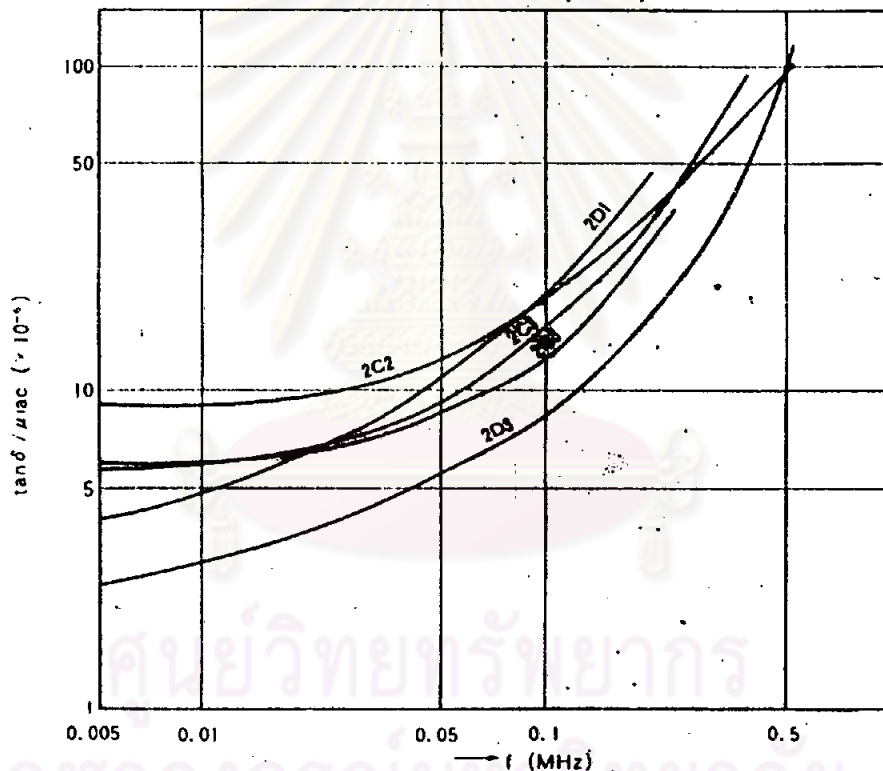
Dimensions in mm

Cores	A	B	C	D	E	F	I
EI-60 EE-60	60.0 ± 0.9	44.0 ± 0.8	16.0 ⁺⁰ / _{0.8}	44.5 ± 0.7	16.0 ⁺⁰ / _{0.8}	28.0 ± 0.5	8.0 ± 0.3
EI-50 EE-50	50.0 ± 0.8	42.0 ± 0.6	15.0 ⁺⁰ / _{0.8}	35.0 ± 0.6	15.0 ⁺⁰ / _{0.8}	25.0 ± 0.4	8.5 ± 0.3
EI-40 EE-40	40.0 ± 0.6	34.7 ± 0.6	11.7 ⁺⁰ / _{0.6}	27.5 ± 0.5	11.7 ⁺⁰ / _{0.6}	20.4 ± 0.3	7.2 ± 0.3
EI-30 EE-30	30.0 ± 0.5	26.0 ± 0.5	10.0 ⁺⁰ / _{0.6}	20.0 ± 0.4	10.0 ⁺⁰ / _{0.6}	16.0 ± 0.3	5.5 ± 0.2
EE-28	28.0 ± 0.4	21.0 ± 0.5	11.5 ⁺⁰ / _{0.7}	19.3 ± 0.3	8.0 ⁺⁰ / _{0.6}	11.4 ± 0.5	
EI-22 EE-22	22.0 ± 0.4	18.6 ± 0.4	6.0 ⁺⁰ / _{0.6}	14.0 ± 0.3	6.0 ⁺⁰ / _{0.6}	10.6 ± 0.3	4.0 ± 0.2
EI-19 EE-19	19.0 ± 0.3	15.9 ± 0.4	5.1 ⁺⁰ / _{0.5}	14.0 ± 0.3	5.1 ⁺⁰ / _{0.5}	11.3 ± 0.3	2.35 ± 0.2
EI-16 EE-16	16.0 ± 0.3	14.3 ± 0.4	5.1 ⁺⁰ / _{0.4}	12.0 ± 0.3	4.2 ⁺⁰ / _{0.4}	10.2 ± 0.3	2.05 ± 0.2
EI-12 EE-12	12.0 ± 0.3	9.6 ± 0.3	3.0 ⁺⁰ / _{0.4}	8.0 ± 0.3	3.0 ⁺⁰ / _{0.4}	5.6 ± 0.3	2.0 ± 0.1

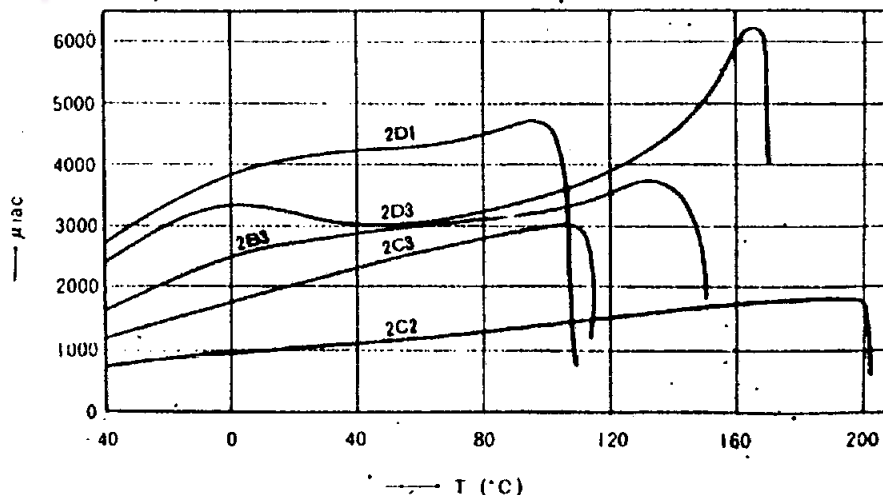
■ Standard Characteristics of Materials – (1)

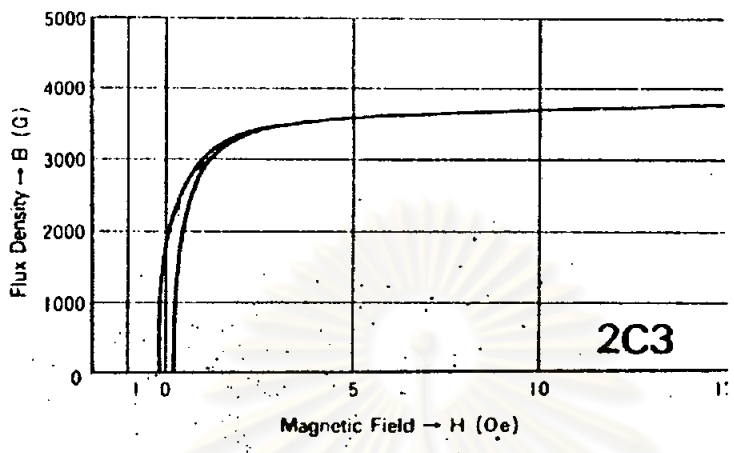
Materials	μ_{iac}	$\tan \delta / \mu_{iac}$ ($\times 10^{-5}$) 0.01MHz	$\alpha \mu r$ ($\times 10^{-3}$)	TC (°C)	f (MHz)	DF 10^{-3} (l 10min)	ρ (Ωcm)	Bms (G)	Hcms (Oe)	d g/cm ³
2D1	4000 ±20%	0.5	0.3	105	0.1	2	13	3800	0.15	4.9
2D3	3000 ±20%	0.3	0.4	160	0.3	2	90	4500	0.15	4.9
2C2	1100 ±20%	0.9	4	200	0.3	< 7	20	4200	0.35	4.8
2C3	2000 ±20%	0.6	3	110	0.2	< 4	130	3700	0.20	4.9
2B3	2700 ±20%	0.6	1.0	140	0.2	< 3	80	4400	0.20	4.9

■ Relative Loss Factor as a Function of Frequency



■ Permeability Factor as a Function of Temperature





ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย

LM150, LM250, LM350

APPLICATIONS INFORMATION

BASIC CIRCUIT OPERATION

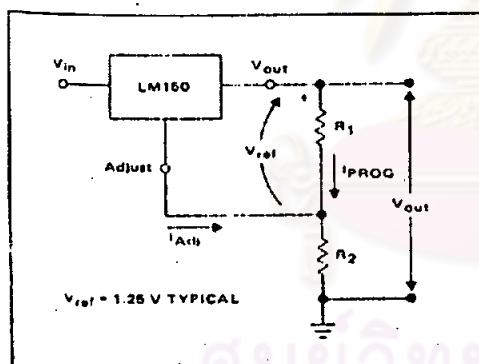
The LM150 is a 3-terminal floating regulator. In operation, the LM150 develops and maintains a nominal 1.25 volt reference (V_{ref}) between its output and adjustment terminals. This reference voltage is converted to a programming current (I_{PROG}) by R_1 (see Figure 17), and this constant current flows through R_2 to ground. The regulated output voltage is given by:

$$V_{out} = V_{ref} \left(1 + \frac{R_2}{R_1} \right) + I_{Adj} R_2$$

Since the current from the adjustment terminal (I_{Adj}) represents an error term in the equation, the LM150 was designed to control I_{Adj} to less than 100 μA and keep it constant. To do this, all quiescent operating current is returned to the output terminal. This imposes the requirement for a minimum load current. If the load current is less than this minimum, the output voltage will rise.

Since the LM150 is a floating regulator, it is only the voltage differential across the circuit which is important to performance, and operation at high voltages with respect to ground is possible.

FIGURE 17 - BASIC CIRCUIT CONFIGURATION



LOAD REGULATION

The LM150 is capable of providing extremely good load regulation, but a few precautions are needed to obtain maximum performance. For best performance, the programming resistor (R_1) should be connected as close to the regulator as possible to minimize line drops which effectively appear in series with the reference, thereby degrading regulation. The ground end of R_2 can be returned near the load ground to provide remote ground sensing and improve load regulation.

EXTERNAL CAPACITOR:

A 0.1 μF disc or 1 μF tantalum input bypass capacitor (C_{in}) is recommended to reduce the sensitivity to input line impedance.

The adjustment terminal may be bypassed to ground to improve ripple rejection. This capacitor (C_{ADJ}) prevents ripple from being amplified as the output voltage is increased. A 10 μF capacitor should improve ripple rejection about 15dB at 120 Hz in a 10 volt application.

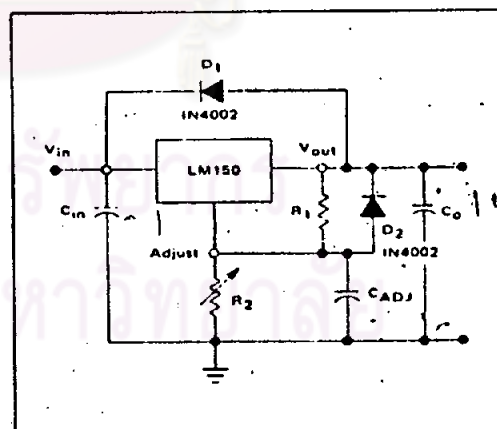
Although the LM150 is stable with no output capacitance, like any feedback circuit, certain values of external capacitance can cause excessive ringing. An output capacitance (C_o) in the form of a 1 μF tantalum or 25 μF aluminum electrolytic capacitor on the output swamps this effect and insures stability.

PROTECTION DIODES

When external capacitors are used with any I.C. regulator it is sometimes necessary to add protection diodes to prevent the capacitor's from discharging through low current points into the regulator.

Figure 18 shows the LM150 with the recommended protection diodes for output voltages in excess of 25 V or high capacitance values ($C_o > 25 \mu F$, $C_{ADJ} > 10 \mu F$). Diode D_1 prevents C_o from discharging thru the I.C. during an input short circuit. Diode D_2 protects against capacitor C_{ADJ} discharging through the I.C. during an output short circuit. The combination of diodes D_1 and D_2 prevents C_{ADJ} from discharging through the I.C. during an input short circuit.

FIGURE 18 - VOLTAGE REGULATOR WITH PROTECTION DIODES



LM150, LM250, LM350

MAXIMUM RATINGS

Rating	Symbol	Value	Unit
Input-Output Voltage Differential	$V_I - V_O$	35	Vdc
Power Dissipation	P_D	Internally Limited	
Operating Junction Temperature Range	T_J	-55 to +150 -25 to +150 0 to +125	°C
Storage Temperature Range	T_{stg}	-65 to +150	°C
Soldering Lead Temperature (10 seconds)		300	°C

ELECTRICAL CHARACTERISTICS (Unless otherwise specified, $V_I - V_O = 6.0$ V; $I_L = 1.5$ A; $T_J = T_{low}$ to T_{high} ; P_{max} [see Note 1].)

Characteristic	Figure	Symbol	LM150/250			LM350			Unit
			Min	Typ	Max	Min	Typ	Max	
Line Regulation (Note 2) $T_A = 25^\circ\text{C}$, $3.0\text{ V} < V_I - V_O < 36\text{ V}$	1	Regline	—	0.005	0.01	—	0.005	0.03	%V
Load Regulation (Note 2) $T_A = 25^\circ\text{C}$, $10\text{ mA} < I_L < 3.0\text{ A}$ $V_O < 5.0\text{ V}$ $V_O > 5.0\text{ V}$	2	Regload	—	5.0 0.1	15 0.3	—	5.0 0.1	25 0.5	mV %V _O
Thermal Regulation, Pulse = 20 ms, $T_A = 25^\circ\text{C}$	—	Regtherm	—	0.002	—	—	0.002	—	%V _O W
Adjustment Pin Current	3	I_{Adj}	—	50	100	—	50	100	μA
Adjustment Pin Current Change $3.0\text{ V} < V_I - V_O < 36\text{ V}$ $10\text{ mA} < I_L < 3.0\text{ A}$, $P_D < P_{max}$	1,2	ΔI_{Adj}	—	0.2	5.0	—	0.2	5.0	μA
Reference Voltage (Note 3) $3.0\text{ V} < V_I - V_O < 35\text{ V}$ $10\text{ mA} < I_L < 3.0\text{ A}$, $P_D < P_{max}$	3	V_{ref}	1.20	1.25	1.30	1.20	1.25	1.30	V
Line Regulation (Note 2) $3.0\text{ V} < V_I - V_O < 35\text{ V}$	1	Regline	—	0.02	0.05	—	0.02	0.07	%V
Load Regulation (Note 2) $10\text{ mA} < I_L < 3.0\text{ A}$ $V_O < 5.0\text{ V}$ $V_O > 5.0\text{ V}$	2	Regload	—	20 0.3	50 1.0	—	20 0.3	70 1.5	mV %V _O
Temperature Stability ($T_{low} < T_J < T_{high}$)	3	T_S	—	1.0	—	—	1.0	—	%V _O
Minimum Load Current to Maintain Regulation ($V_I - V_O = 35\text{ V}$)	3	I_{Lmin}	—	3.5	5.0	—	3.5	10	mA
Maximum Output Current $V_I - V_O < 10\text{ V}$, $P_D < P_{max}$ $V_I - V_O = 30\text{ V}$, $P_D < P_{max}$, $T_A = 25^\circ\text{C}$	3	I_{max}	3.0 0.3	4.5 1.0	—	3.0 0.25	4.5 1.0	—	A
RMS Noise, % of V_O $T_A = 25^\circ\text{C}$, $10\text{ Hz} < f < 10\text{ kHz}$	—	N	—	0.003	—	—	0.003	—	%V _O
Ripple Rejection, $V_O = 10\text{ V}$, $f = 120\text{ Hz}$ (Note 4) Without C_{Adj} $C_{Adj} = 10\text{ }\mu\text{F}$	4	RR	—	65 80	—	—	65 80	—	dB
Long-Term Stability, $T_J = T_{high}$ (Note 5) $T_A = 25^\circ\text{C}$ for Endpoint Measurements	3	S	—	0.3	1.0	—	0.3	1.0	%/1.0 k Hrs.
Thermal Resistance Junction to Case Peak (Note 6) Average (Note 7)	—	$R_{\theta JC}$	—	2.3	—	—	2.3	—	°C/W
			—	—	—	—	—	—	
			—	—	1.6	—	—	1.6	
			—	—	—	—	—	1.5	

NOTES:

- (1) $T_{low} = -85^\circ\text{C}$ for LM150
 -25°C for LM250
 0°C for LM350
- $T_{high} = +150^\circ\text{C}$ for LM150
 $+150^\circ\text{C}$ for LM250
 $+125^\circ\text{C}$ for LM350
- $P_{max} = 30\text{ W}$ for K suffix (TO-3)
 $P_{max} = 25\text{ W}$ for T suffix (TO-220)
- (2) Load and line regulation are specified at constant junction temperature. Changes in V_O due to heating effects must be taken into account separately. Pulse testing with low duty cycle is used.
- (3) Selected devices with tightened tolerance reference voltage available.
- (4) C_{Adj} , when used, is connected between the adjustment pin and ground.
- (5) Since Long-Term Stability cannot be measured on each device before shipment, this specification is an engineering estimate of average stability from lot to lot.
- (6) Thermal Resistance evaluated measuring the hottest temperature on the die using an infrared scanner. This method of evaluation yields very accurate thermal resistance values which are conservative when compared to other measurement techniques.
- (7) The average die temperature is used to derive the value of thermal resistance junction to case (average).

ประวัติผู้เขียน

นายสมศักดิ์ ศศิยะชัยมงคล เกิดเมื่อวันที่ 12 สิงหาคม พ.ศ. 2496 ที่อำเภอ
เกษตรวิสัย จังหวัดนครสวรรค์ สำเร็จการศึกษาระดับปริญญาบัณฑิต จากภาควิชา
เทคนิคอุตสาหกรรม คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้า วิทยาเขต
เจ้าคุณทหาร ลาดกระบัง เมื่อ ปี พ.ศ. 2523 ปัจจุบันทำงานอยู่ที่การไฟฟ้าฝ่ายผลิต
แห่งประเทศไทย



ศูนย์วิทยทรัพยากร
จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย