

運算放大器 (OPA)



本章在歷年命題中 OPA 部分每年約佔 20%~24%,是重點中的重點哦! 研讀的重點如下:

- 1. 差動放大電路的基本原理、 R_{ε} 電阻對 A_{d} 、CMRR 值的影響。
- 2. $CMRR \setminus A_c \setminus A_c$ 的定義與 V_c 值的關係。
- 3. 理想 OPA 的特性(虚接地、SR 值、 V_{io} 等)與 μ A741 IC 的接腳包裝。
- 4. OPA 基本電路(反相、非反相、減法器等)的 V。計算。
- 5. 恆流源與電流鏡電路。
- 6. 積分、微分電路的差異與 V。值計算。
- 7. 反相或非反相史密特觸發電路的上、下臨界觸發電壓與磁滯電壓的計算。
- 8. 高、低通主動濾波電路的差異及其特性。
- 9. 比較器的基本原理。

學習章節

- 10 1 差動放大器 (DA)
- 10 2 OPA 的特性與參數
- 10 3 OPA 反相(倒相)放大器
- 10-4 非反相(非倒相)放大器與電壓隨耦器
- 10 5 減法器 (差放大器)
- 10-6 積分器
- 10 7 微分器
- 10-8 比較器
- 10 9 史密特觸發器
- ※ 10 10 濾波器(低通、高通、帶通、帶拒濾波器)
- ※ 10 11 其他應用電路



第**20**章 運算放大器(OPA)



10-1 差動放大器(DA)

差動放大器的基本概念

- 1. 差動放大器 (differential amplifier, DA) 是運算放大器的基本放大級 (第一放大級), 主要作用是放大兩個輸入信號之差 (V_d) , 並且具有排拒雜訊 (V_C) , 共同信號) 干擾的 功能,所以廣泛用於線性的IC(積體電路)與電子儀表等電路中。
- 2. 共模拒斥比(common-mode rejection ratio,CMRR)的定義為

CMRR=
$$\rho = \left| \frac{A_d}{A_C} \right|$$
,其中

- (1) A_d (差模增益): 理想的差動放大器 (DA) 只放大不同的信號 (V_d), 所以 A_d 愈大 愈好。
- (2) A_C (共模增益): 理想的差動放大器 (DA) 是不放大共同的信號 (V_C), 所以理想 的 A_C 值為0。
- (3) 若以 dB 值計算則為:

CMRR=20 log
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$$
 (dB)

- 3. 理想的 CMRR 值是無限大,常以 CMRR 值來表示差動放大器(DA)性能的優劣; CMRR 值愈大,即表示差動放大器愈能排斥共同的訊號(雜訊)。
- 一个一个大型的大器,差模增益 A_d =1000,共模增益 A_C =0.1,則其共模拒斥比 CMRR 為 多少? (A)0.0001 (B)100 (C)1000 (D)10000。 【94 電機電子四技】
 - 解 (D) 共模拒斥比 CMRR= $\frac{A_d}{A_c} = \frac{1000}{0.1} = 10000$ 。
- 差動放大器之共模拒斥比(CMRR),若共模增益為0.2,差模增益為500,則此CMRR 為 (A)2500 (B)250 (C)100 (D) $\frac{1}{250}$ ° 【81 電機四技】

- 有一差動放大器,其差模增益 A_d =1000、共模增益 A_C =1,則其共模拒斥比 CMRR=? (A)30dB (B)40dB (C)50dB (D)60dB。 【95 電機電子四技】
 - 解 (D) CMRR 之 dB 值為 CMRR = 20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ = 20 log $\frac{1000}{1}$ = 60 (dB)
- 練習 2-1 某差動放大器,差模訊號電壓增益 A_d 為 200,而共模拒斥比 CMRR=80dB,試求其共模 訊號電壓增益 A_C 為何? (A)0 (B)0.2 (C)0.02 (D)0.002。 【89 電子四技】

- 練習 2-2 某一差動放大器電路,若 CMRR=80dB,則此放大器的差動增益 (A_d) /共模增益 (A_C) 的比值為 (A_C) 的比值為 (A_C) 的比值為 (A_C) (A_C) (A_C) (A_C) (A_C) (A_C) (A_C) (A_C)
- 節例3 共模拒斥比(CMRR)愈大,則表示 (A)愈不易消除雜音 (B)頻寬愈大 (C)愈能消除共模信號(common mode signal) (D)輸入阻抗愈大。 【82電子四技】
 - $egin{align*} & (C) & CMRR = \left| rac{A_d}{A_C}
 ight|$,當其比值愈大時,即表示愈能放大不同的信號,而將共同的信號(如雜音)消除的能力也愈佳。
- 陳習 3 下列有關差動放大器的敘述,何者有誤? (A)共模拒斥比 CMRR,愈小愈能抑制雜訊 (B)共模拒斥比 CMRR 定義為:差模增益 A_d 與共模增益 A_C 的比值 (C)差模增益 A_d 愈大愈好 (D)共模增益 A_C 愈小愈好。 【93 電子四技】

4. 差動放大器的輸出電壓 V_o 為

$$V_o = A_d V_d + A_C V_C = A_d V_d \left(1 + \frac{A_C \cdot V_C}{A_d \cdot V_d} \right) = A_d V_d \left(1 + \frac{1}{\text{CMRR}} \frac{V_C}{V_d} \right)$$
, 其中

(1) V_d (差模信號): 不同的信號,即欲放大的信號

$$V_d = V_{i1} - V_{i2} = \pm - \sqrt{1}$$

(2) V_c (共模信號):相同的信號,如雜訊等干擾的信號

$$V_c = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2}$$

有一差動放大器 A_d =1000,CMRR=1000,有兩信號電壓分別為 99mV 及 101mV,其中 99mV 接至輸入負端,101mV 接至輸入正端,求其輸出信號 V_o 為多少?

【90電子四技】

(B) (1) 差模信號 $V_d = V_{i2} - V_{i1} = 101 - 99 = 2 \text{(mV)}$

共模信號
$$V_C = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} = \frac{99 + 101}{2} = 100 \, (\text{mV})$$

(2)
$$V_o = A_d V_d + A_C V_C = A_d V_d (1 + \frac{1}{\text{CMRR}} \frac{V_C}{V_d}) = 1000 \times 2 \times (1 + \frac{1}{1000} \times \frac{100}{2}) = 2100 \text{(mV)} = 2.1 \text{(V)} \circ$$

練習 4-1 假設放大器之差動增益為 A_d =1000,CMRR=100,試計算輸入電壓 V_{i1} =75 μ V(非反向輸入端電壓), V_{i2} =25 μ V(反向輸入端電壓)時之差動放大器的輸出電壓為

(A)49.5mV (B)51.5mV (C)50.5mV (D)48.5mV °

【89 電機推甄】

練習 4-2 若一差訊放大器其輸入電壓 V_{i1} =150 μ V , V_{i2} =100 μ V ,放大器的差訊増益 A_d =1000 , 而 CMRR=100 時,其差訊放大器輸出為

(A)150mV (B)100mV (C)75.5mV (D)51.25mV °

【83 電子四技】

練習 4-3 某差動放大器,其共模拒斥比 CMRR=1000, $A_d=1000$,設輸入 $V_1=10\mu$ V, $V_2=-10\mu$ V, 則輸出電壓 $V_o=$? (A)40mV (B)30mV (C)20mV (D)10mV。 【83 電子四技】

(A)0.15V (B)0.21V (C)0.30V (D)0.42V °

【87 電機四技】

- 解 (A) (1) :: CMRR=20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$:: 60=20 log $\frac{150}{A_C}$, 得 A_C =0.15
 - (2) $V_o = A_d V_d + A_C V_C = 150 \times 0 + 0.15 \times 1$ (只有共模輸入信號輸入) = 0.15(V)。
- 練習 5 一運算放大器的兩個輸入端之輸入電壓均為 1 mV,此時之輸出電壓為 0.5 mV,則此運算放大器之共模增益為多少? (A)0.5 (B)1 (C)2 (D) ∞ 。 【 88 電子四技】
 - 答
- 本題應是差動放大器之筆誤。
- 假設一差動放大器輸入電壓為 V_{i1} =140 μ V , V_{i2} =60 μ V 時,其輸出電壓 V_o =81 μ V ,輸入電壓為 V_{i1} =120 μ V , V_{i2} =80 μ V 時,其輸出電壓 V_o =41 μ V ,試求該放大器之共模拒斥比(CMRR)為何? (A)100 (B)200 (C)50 (D)400。 【90 電子四技】
 - $(A) \quad (1) \ V_o = A_d V_d + A_C V_C$

①當 V_{i1} =140 μ V , V_{i2} =60(μ V)

$$\text{IV} V_d = V_{i1} - V_{i2} = 140 - 60 = 80(\mu\text{V}) \qquad V_C = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} = \frac{140 + 60}{2} = 100(\mu\text{V})$$

所以 81×10³=A_d×80+A_C×100·····①

②當 V_{i1} =120 μ V, V_{i2} =80(μ V)

$$\text{III } V_d = V_{i1} - V_{i2} = 120 - 80 = 40 (\mu \text{V}) \qquad V_C = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} = \frac{120 + 80}{2} = 100 (\mu \text{V})$$

所以 $41\times10^3 = A_d \times 40 + A_C \times 100 \cdots 2$

(2)由①、②式聯立可得

$$\begin{cases} 81 \times 10^{3} = 80A_{d} + 100A_{C} \cdots 3 \\ 41 \times 10^{3} = 40A_{d} + 100A_{C} \cdots 4 \end{cases}$$

$$A_{d} = 1000 \cdot A_{C} = 10$$

(3) 共模拒斥比 CMRR=
$$\frac{A_d}{A_C}$$
= $\frac{1000}{10}$ =100。

一差動放大器的 A_d =100, A_C =0.5,兩個輸入分別是 $V_a(t)$ =0.01 $\cos(2\pi \ 400t)$ +0.2 $\cos(2\pi \ 400t)$ 60t), $V_b(t) = -0.01\cos(2\pi 400t) + 0.2\cos(2\pi 60t)$,此差動放大器的輸出 $V_o(t) =$

- (A) $2\cos(2\pi 400t) + 0.1\cos(2\pi 60t)$
- (B) $1\cos(2\pi 400t) + 0.2\cos(2\pi 60t)$
- (C) $2\cos(2\pi 400t) + 0.2\cos(2\pi 60t)$
- (D) $4\cos(2\pi 400t)+0.1\cos(2\pi 60t)$ •

【86電子台中】

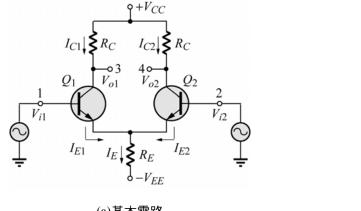
(A) $V_d = V_a(t) - V_b(t) = 0.01\cos(2\pi 400t) + 0.2\cos(2\pi 60t) - [-0.01\cos(2\pi 400t) + 0.2\cos(2\pi 60t)]$ $=0.02\cos(2\pi 400t)$

$$V_C = \frac{V_a(t) + V_b(t)}{2} = \frac{0.4\cos(2\pi 60t)}{2} = 0.2\cos(2\pi 60t)$$

 $V_o = A_d V_d + A_C V_C = 100 \times [0.02 \cos(2\pi \, 400t)] + 0.5 \times [0.2 \cos(2\pi \, 60t)] = 2 \cos(2\pi \, 400t) + 0.1 \cos(2\pi \, 60t) \circ (0.02 \cos(2\pi \, 400t)) + 0.0 \cos(2\pi \, 400t) + 0.0 \cos(2$

差動放大器的直流分析

基本的差動放大器是由兩個特性一樣的電晶體,與兩個阻值一樣的集極電阻,加上 一個共用的射極電阻所組成。



(a)基本電路

$$V_{i1}$$
 V_{i2}
 V_{i2}
 V_{i2}
 V_{i3}
 V_{i4}
 V_{i5}
 V_{i5}
 V_{i5}
 V_{i5}
 V_{i5}
 V_{i5}

(b)符 號

1. $:: V_{EE} = I_E R_E + V_{BE}$

2. $V_{o1} = V_{o2} = V_{CC} - I_{C1} \times R_C = V_{CC} - I_{C2} \times R_C$

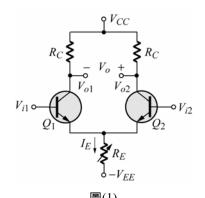
如圖(1)之 Q_1 與 Q_2 完全對稱,且 $V_{i1}=V_{i2}$,則在正常的 運作下將 RE 阻值調高的影響為

 $(A)I_E$ 變小, V_{o1} 變高, V_{o} 不變

 $(B)I_E$ 變小, V_{o1} 變低, V_{o} 不變

 $(C)I_E$ 變大, V_{o1} 變低, V_{o} 不變

 $(D)I_E$ 變小, V_{o1} 變高, V_{o} 變高。【92 電機電子四技】



(A) 若將 R_E 阻值調高,其產生的反應如下:

 $R_E \uparrow$,則 $I_E \downarrow$ (即 $I_{E1} \downarrow$ 與 $I_{E2} \downarrow$),由於 $I_{C1} \downarrow$ 與 $I_{C2} \downarrow$ ($::I_{E1} \downarrow \setminus I_{E2} \downarrow$), 所以造成 $V_{o1} \uparrow$ 與 $V_{o2} \uparrow$,但 $V_{o} (=V_{o2}-V_{o1})$ 不變。

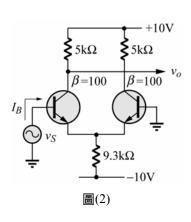
如圖(2)所示之電路中,在 $v_S=0$ 時, I_B 約為何? (A)1mA (B)10 μ A (C)5 μ A (D)1 μ A \circ

【85 電子保甄】

$$I_E = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_E} = \frac{10 - 0.7}{9.3 \text{k}} = 1 \text{(mA)}$$

(2)
$$: I_{E1} = I_{E2} = \frac{1}{2}I_E = \frac{1}{2} = 0.5 \text{ (mA)}$$

:.
$$I_{B1} = I_{B2} = \frac{I_{E1}}{\beta + 1} = \frac{I_{E1}}{\beta} = \frac{0.5}{100} = 5(\mu A)$$



差動放大器的交流分析

1. 差模增益 Ad

$$A_{d} = \frac{V_{o}}{V_{d}} = \frac{-h_{fe}R_{C}}{2h_{ie}} = \frac{-h_{fe}R_{C}}{2(1+h_{fe})r_{e}} = \frac{-R_{C}}{2r_{e}} \quad (\sharp \uparrow V_{o} = V_{o1})$$

3. 由 $A_C = -\frac{R_C}{2R_E}$ 得知:

(1) 當
$$R_E \uparrow$$
 ,則 $A_C \downarrow$,而 CMRR= $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ 就愈大,愈能排斥共同的信號。

(2) 但 R_E 過大時,將造成電晶體電流過小,無法正常(在線性區)工作的情況,所以 R_E 常以 恆流源(定電流源)取代(因為恆流源內阻近似∞,且又有固定電流)。

- 節例 10 如圖(3)所示之電路中,在小訊號中頻之($\frac{V_o}{V_s}$)值約為何? (A)—50dB (B)37dB (C)34dB (D)50dB。 【85 電子保甄】
- S_{S} $S_{$

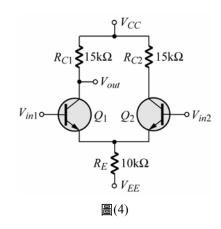
- [m] (C) (1) 由範例 9 解得電路之 $I_B=5\mu A$ 。
 - (2) 題目未給 hie 值,故須由直流偏壓求出近似值。

$$r_e = \frac{V_T}{I_{E1}} \frac{25}{0.5} = 50 \ (\Omega)$$

 $\frac{V_o}{V_S} = A_d = -\frac{R_C}{2r_e} = -\frac{5k}{2 \times 50} = -50$

- (3) $dB_V = 20 \log A_d = 20 \log 50 = 34(dB)$ •
- 如圖(4)所示電路,假設電晶體之 h_{fe} = β =60, h_{ie} = r_{π} = $3k\Omega$,當電路採雙端輸入、單端輸出時, 其共模拒斥比(CMRR)約為 (A)150 (B)200 (C)300 (D)400。【91電子四技】
 - 解 (B) 差模增益 $A_d = -\frac{\beta R_C}{2r_\pi} = -\frac{h_{fe}R_C}{2h_{ie}} = -\frac{60 \times 15k}{2 \times 3k} = -150$ 共模增益 $Ac = -\frac{R_C}{2R_E} = -\frac{15k}{2 \times 10k} = -\frac{3}{4}$

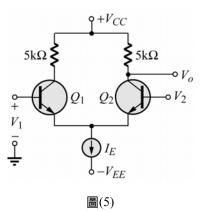
共模拒斥比(CMRR) =
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right| = \left| \frac{-150}{-\frac{3}{4}} \right| = 200 \circ$$



 $h_{ie}\!=\!1\,\mathrm{k}\Omega$,則電壓增益($A_V\!=\!\frac{V_o}{V_1-V_2}$)數值是

(A)250 (B)150 (C)100 (D)50 °

【電子四技】



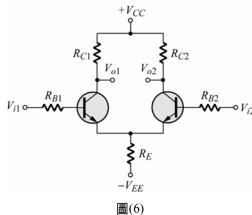
範例 12

如圖(6)所示之差訊放大器,若欲提高其共模拒斥比(CMRR),可將電路中的 R_E 以下列何者取代為最佳? (A)定電壓源 (B)定電流源 (C)定電容 (D)定電感。 【84電子四技】

解

(B) $:: CMRR = \left| \frac{A_d}{A_C} \right|$,而 $A_C = -\frac{R_C}{2R_E}$ $:: R_E$ 愈大,則 A_C 就愈小,CMRR 就愈大。 故在一般雷路上 R_E 常以定電流源取代,而在

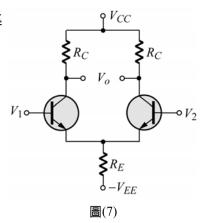
故在一般電路上 R_E 常以定電流源取代,而在積體電路(IC)上,則以電流鏡取代。



練習 12-1 如圖(7)所示之差動放大器,當 R_E 的值增加時,下列敘述何者為真?

- (A)共模拒斥比 CMRR 變小
- (B)放大器穩定度降低
- (C)共模增益 A_C 的絕對值變小
- (D)電路的雜訊排斥能力變差。

【87 電子四技】



練習 12-2 一差動放大器,若欲提高其共模拒斥比(CMRR),可將電路中之射極電阻 R_E 以下列何者取代為最佳? (A)定電壓源 (B)定電流源 (C)定電容 (D)定電感。

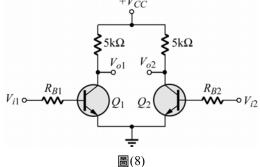
【89 電子四技】

答

如圖(8)所示是一差動放大器,若 Q_1 之 A_{V1} =20, V_{i1} =1V, Q_2 之 A_{V2} =30, V_{i2} =0.6V,則差動輸出 電壓 V_{od} = V_{o1} - V_{o2} 為多少?

(A)-4V (B)-2V (C)1V (D) $2V \circ$

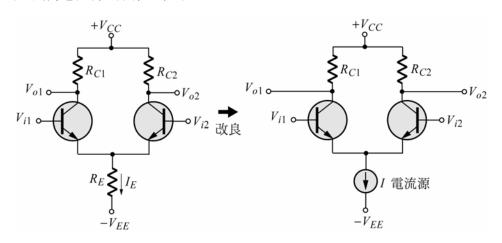
【89 電子四技】 Vilo



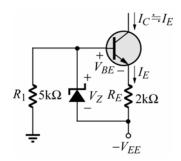
- 解 (B) (1) 由於電路上沒有 R_E 電阻,所以 V_{i1} 不會對 V_{o2} 產生作用,而 V_{i2} 也不會對 V_{o1} 產生作用,故本電路並非差動放大器,只是將 $Q_1 \setminus Q_2$ 的電路(CE 組態)並排在一起而已。
 - (2) $V_{o1} = A_{V1} \times V_{i1} = (-20) \times 1 = -20(V)$ $V_{o2} = A_{V2} \times V_{i2} = (-30) \times 0.6 = -18(V)$ $V_{od} = V_{o1} - V_{o2} = (-20) - (-18) = -2(V)$

恆流源與電流鏡

1. 差動放大器(OPA 的輸入端皆採用)為了獲得高 CMRR($=\frac{A_d}{A_c}$)值,通常將射極電阻 (R_E) 改成電流源(內阻為 ∞)。



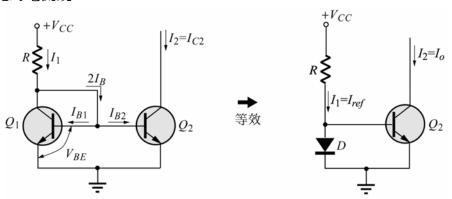
2. 應用稽納二極體使 IE 電流為定值



$$V_Z = V_{BE} + I_E R_E$$

$$I_E = \frac{V_Z - V_{BE}}{R_E} = 定值$$

- 3. 電流鏡 (current mirror)
 - (1) 常見的電流鏡

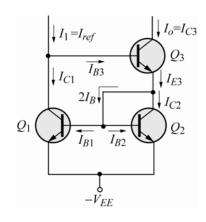


設 $Q_1 \cdot Q_2$ 為特性完全相同的電晶體,即

$$eta_1 = eta_2 = eta \qquad V_{BE1} = V_{BE2} = V_{BE} \qquad I_{B1} = I_{B2} = I_B$$

反射電流 (I_o) $= \frac{I_2}{I_1} = \frac{\beta I_B}{\beta I_B + 2I_B} = \frac{\beta}{\beta + 2}$
當 $\beta >> 2$ 時, $I_1 = I_2$,即 $I_o = I_{ref}$

(2) 威爾森電流鏡 (Wilson current mirror)



設 $Q_1 \cdot Q_2 \cdot Q_3$ 為特性完全相同的電晶體, 所以 $I_{B1}=I_{B2}=I_B$, $\beta_1=\beta_2=\beta_3=\beta$

$$I_{C2} = \beta_2 I_{B2} = \beta I_B$$

$$I_{E3} = I_{C2} + 2I_B = \beta I_B + 2I_B = (\beta + 2)I_B$$

$$I_{B3} = \frac{I_{E3}}{\beta + 1} = \frac{\beta + 2}{\beta + 1}I_B$$

$$I_o = I_{C3} = \beta I_{B3} = \beta \frac{\beta + 2}{\beta + 1}I_B$$

$$I_{ref} = I_1 = I_{C1} + I_{B3} = \beta_1 I_{B1} + \frac{\beta + 2}{\beta + 1}I_B$$

$$= \beta I_B + \frac{\beta + 2}{\beta + 1}I_B = (\beta + \frac{\beta + 2}{\beta + 1})I_B$$

妆

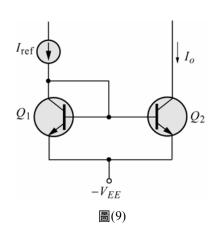
$$\frac{I_o}{I_{ref}} = \frac{I_o}{I_1} = \frac{(\beta \frac{\beta + 2}{\beta + 1})I_B}{(\beta + \frac{\beta + 2}{\beta + 1})I_B} = \frac{\beta^2 + 2\beta + 2}{\beta^2 + 2\beta} = \frac{\beta + \frac{2}{\beta + 2}}{\beta}$$

如圖 $(9)Q_1$ 與 Q_2 為匹配(matched)之電晶體且皆操作於作用區(active region),求 $\frac{I_o}{I_{ref}}$ = ?

$$(\beta_1=\beta_2=\beta)$$

(A)
$$\frac{1}{1+\beta^2}$$
 (B) $\frac{1}{1+\beta}$

(C)
$$\frac{1}{1+\frac{2}{\beta^2}}$$
 (D) $\frac{1}{1+\frac{2}{\beta}}$ 。 【91 電機四技】

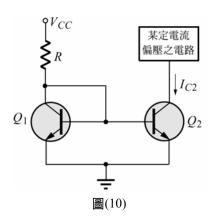


$$(D) \quad \frac{I_o}{I_{ref}} = \frac{\beta I_B}{\beta I_B + 2I_B} = \frac{\beta}{\beta + 2} = \frac{1}{1 + \frac{2}{\beta}}$$

如圖(10)所示為一線性積體電路(linear IC)中, 所用之電流鏡(current mirror),可提供定電流偏 壓源, $\Diamond V_{CC}=5V$, $R=2k\Omega$,且 Q_1 的特性與 Q_2 相同,則 I_{C2} 之電流大小約為?

> (A)1.1mA (B)2.2mA (C)3.3mA (D)4.4mA ° 【86電子四技】

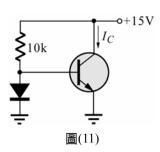
(B)
$$:I_{C2} = I_R = \frac{V_{CC} - V_{BE1}}{R} = \frac{5 - 0.7}{2k} = 2.15 \text{ (mA)} \circ$$



如圖(11)為電流鏡電路,其鏡流 (mirror current)是多少?

(A)2.43mA (B)1.57mA (C)1.43mA (D)1.24mA •

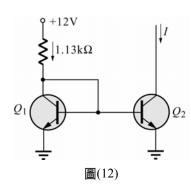
【84 電機四技】



如圖(12)是鏡像電流源, $Q_1 \times Q_2$ 是相同電晶體,

I = (A)10mA (B)20mA (C)5mA (D)1mA °

【84 電機四技】



10-1 練習題答案與解析

- 1.(A) 2-1.(C) 2-2.(C) 3.(A) 4-1.(C) 4-2.(D) 4-3.(C) 5.(A) 11.(A) 12-1.(C) 12-2.(B) 15-1.(C) 15-2.(A)
- 1. CMRR= $\left| \frac{A_d}{A_C} \right| = \frac{500}{0.2} = 2500 \circ$
- **2-1.** CMRR 之 dB 值為 CMRR=20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ 80=20 log $\frac{200}{A_C}$:: 4=log $\frac{200}{A_C}$,故 $A_C = \frac{200}{10^4} = 0.02$ 。
- **2-2.** :: CMRR=20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$:: 80=20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$, $\left(\frac{A_d}{A_C} \right)$ = 10⁴=10000 °
 - 3. 差動放大器的共模拒斥比 CMRR $(\frac{A_d}{A_C})$ 愈大則愈能排斥共同的訊號,即愈能抑止雜訊。
- **4-1.** (1) $V_d = V_{i1} V_{i2} = 75 25 = 50(\mu \text{V})$ $V_C = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} = \frac{75 + 25}{2} = 50(\mu \text{V})$
 - (2) $V_o = A_d V_d (1 + \frac{1}{\text{CMRR}} \frac{V_C}{V_d}) = 1000 \times 50 (1 + \frac{1}{100} \times \frac{50}{50}) = 50.5 \times 10^3 (\mu\text{V}) = 50.5 (\text{mV}) \circ$
- **4-2.** 本題使用 $V_o = A_d V_d + A_C V_C$ 求得 V_o

(1)
$$V_d = V_{i1} - V_{i2} = 150 - 100 = 50 (\mu \text{V})$$
 $V_C = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} = \frac{150 + 100}{2} = 125 (\mu \text{V})$

(2) :: CMRR=
$$100 = 20 \log \left| \frac{A_d}{A_C} \right| = 20 \log \left| \frac{1000}{A_C} \right|$$
 :: $A_C = 0.01$

- (3) $V_o = A_d V_d + A_C V_C = 1000 \times 50 + 0.01 \times 125 = 51.25 \text{(mV)}$
- **4-3.** (1) $V_d = V_1 V_2 = 10 + 10 = 20(\mu \text{V})$ $V_C = \frac{V_1 + V_2}{2} = \frac{10 10}{2} = 0(\mu \text{V})$

(2) :: CMRR=
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right| = 1000$$
 :: $A_C = \frac{A_d}{1000} = \frac{1000}{1000} = 1$

- (3) $V_o = A_d V_d + A_C V_C = 1000 \times 20 + 1 \times 0 = 20 \text{(mV)} \circ$
- **5.** (1) $V_d = 1 1 = 0$ $V_C = \frac{1+1}{2} = 1 \text{ (mV)}$
 - (2) $\therefore V_o = A_d V_d + A_C V_C$ $\therefore 0.5 = A_d \times 0 + A_C \times 1$,得 $A_C = 0.5$ 。
- **11.** (1) $h_{fe} = \beta = 100$, $h_{ie} = r_{\pi} = 1 \text{k}\Omega$

(2)
$$A_V = \frac{V_o}{V_1 - V_2} = \frac{-\beta R_C}{2r_{\pi}} = \frac{-h_{fe}R_C}{2h_{fe}} = \frac{-100 \times 5k}{2 \times 1k} = -250$$

12-1. ∵共模增益
$$A_C = \frac{V_o}{V_C} = -\frac{R_C}{2R_E}$$
且 CMRR= $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$

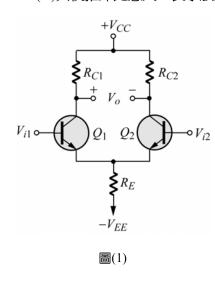
∴ 當 R_E ↑ 時 , A_C , CMRR ↑ , 電路的雜訊排斥能力變佳 ,且放大器的穩定度提高 。

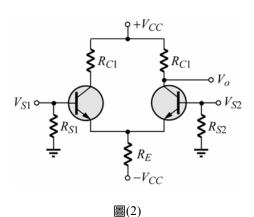
12-2. 在差動放大器中, R_E 電阻愈大,則其 CMRR 值也隨之增大,但太大的 R_E 電阻將造成電晶體的 I_B 太小而不能正常工作(須工作在作用區),故最佳的取代方式為採用定電流源,既可獲得適當的 I_B 電流,也可獲得高阻值(高 CMRR 值)。

15-1.
$$I_C = I_{10k} = \frac{15 - 0.7}{10k} = 1.43 \text{ (mA)} \circ$$

15-2.
$$I = I_{1.13k} = \frac{12 - 0.7}{1.13k} = 10 \text{ (mA)} \circ$$

-) 1. 某一差動放大器電路,其共模拒斥比 CMRR=100dB 時,則差模增益 (A_d) 與共模增益 (A_C) 的比值為何? $(A)10^{10}$ $(B)10^5$ $(C)10^4$ $(D)10^3$ \circ
-) **2.** 下列關於差動放大器(如圖(1)所示)的描述,何者錯誤?(註 A_C : 共模增益; A_d : 差 模增益) (A)理想差動放大器當兩輸入端接上相同的訊號時,輸出 Vo=0 (B)理想差 動放大器 $A_C = \infty$, $A_d = 0$ (C) 差動放大器的射極電阻 R_E 愈大時 , 可增加共模拒斥比 (D)共模拒斥比愈大,表示放大器的雜訊抑制能力愈佳。 【81 電子四技】





- () **3.** 如圖(2)電路, $V_{S1}=1$ V, $V_{S2}=1$ V 時, $V_o=0.08$ V; $V_{S1}=0.5$ V, $V_{S2}=-0.5$ V 時 $V_o=20$ V,則 此電路的 CMRR 為 (A)160 (B)200 (C)250 (D)300。 【83 電機台北】
-) 4. 共模拒斥比(CMRR)為20分貝時,差模增益與共模增益之比值為 (A)0.1 (B)1 (C)10 (D)100 ° 【85 電機四技】
-) 5. 有關圖(3)的差動放大器,下列敘述何者錯誤? (A)可變電阻 (VR 的作用為直流平衡調整 (B)VR 太大將會使差動增益降 低 (C)調整 VR 對電路之直流平衡點沒有影響 (D)若將 V_{i2} 接地,則形成單端輸入雙端輸出差動放大器。【86電子保甄】
- () **6.** 有一差動放大器,其輸入 V_{i1} =0.5mV, V_{i2} =0.45mV, A_d =4500, CMRR=10⁴, 則其輸出電壓為 (A)115mV (B)225mV (C)335mV (D) $0.05mV \circ$ 【87 電機保甄】
- (7. 設計電晶體差動放大器時,射極共同點接一穩定電流源之主 要目的是 (A)增加負回授量 (B)增加頻寬 (C)增加增益量 (D)提高 CMRR。 【88 電機保甄】
- +10V $4.7k\Omega$ **≨** 4.7kΩ **\$** 4.7kΩ -10V 圖(3)
- () 8. 理想之定電流源,其輸出阻抗為
 - (A)0 歐姆 (B)∞歐姆 (C)1 仟歐姆 (D)100 仟歐姆。 【88 電機保甄】
- 9. 欲提高差放大器的 CMRR 值(共模拒斥比),則應 (A)加大基極電阻 R_C (B)加大射 (極電阻 R_E (C)加大集極電阻 R_C (D)加大輸入訊號。 【88 電子保甄】

圖(4)

- () **10.** 如圖(4)電路,為一差動放大器,當 V_{CC} 值下跌時,若 仍滿足條件 $(1+h_{fe})2R_E >> h_{ie}$,則下列何者仍將維持不變? (A)共模增益絕對值 (B)差模增益絕對值 (C)共模拒斥比 (CMRR) (D)輸出信號 V_o大小。 【88 電子保甄】
-) 11. 一個理想的電流源,其內阻應為 (A)零 (B)隨待測電流 (改變 (C)隨負載改變 (D)無窮大。 【88 電機四技】
-) 12. 差動放大器中之 R_E 電阻,在積體電路內,多以何種方 (式取代? (A)定電感 (B)定電容 (C)定電壓源 (D)定電流源。 【88 電子四技】
- () 13. 下列對於差動放大器 (Differential Amplifier)的敘述,何 者是錯誤的? (A)共模組態是指在兩輸入端接上極性相 同的信號,而使得輸出等於零的電路結構 (B)差模組態是指讓兩輸入端有電壓差存

在,而使得輸出不為零的電路結構 (C)共模拒斥比 (Common-Mode Rejection Ratio, 簡稱 CMRR) 是指差模增益對共模增益的比值,此值愈小愈好 (D)理想的差動放大器 會將共模信號抵消,而將差模信號放大。 【89 電子推甄】

-) **14.** 差動放大器之 CMRR 定義為 (A)A_d/A_C (B)A_C/A_d (C)A_C-A_d (D)A_C+A_d。 $(A_C: 共模增益; A_d: 差模增益)$ 【89 電機推甄】
-) 15. 某差動放大器之共模拒斥比 CMRR=60dB、差模增益 $A_d=100$,若差動放大器之共模 (輸入訊號 $V_c=10V$ 、差模輸入訊號 $V_d=0.1V$; 則此差動放大器之輸出電壓可能為 (A)10.01V (B)10.00V (C)11.00V (D)20.00V ° 【90 電機四技】
-) 16. 下列有關差動放大器之敘述,何者錯誤? (
 - (A)CMRR 越大越佳
 - (B)共模增益越小越好
 - (C)CMRR 越大越不能拒絕共模信號
 - (D)差模增益越大且共模增益越小,差動放大器性能越佳。 【97 電機電子四技】

歷屆試題答案與解析 10-1

- 1.(B) 2.(B) 3.(C) 4.(C)5.(C) 6.(B) 7.(D)8.(B) 9.(B) 10.(A)
- 11.(D) 12.(D) 13.(C) 15.(C) 14.(A) 16.(C)

1. CMRR =
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$$
 (無單位)

若以 dB 值為單位,則 CMRR(dB) = $20 \log \left| \frac{A_d}{A_a} \right| = 100$

$$\therefore \log \left| \frac{A_d}{A_C} \right| = 5 \cdot 故 \left| \frac{A_d}{A_C} \right| = 10^5 \circ$$

- **2.** (1)對理想差動放大器而言,當兩輸入端接上相同的信號 ($V_{i1} = V_{i2}$) 時,輸出 $V_{i3} = 0$ 。
 - (2)理想差動放大器其共模拒斥比 $CMRR = \begin{vmatrix} A_d \\ A_C \end{vmatrix} = \infty$ $\therefore A_C = 0$, $A_d =$ 定值。
 - (3)CMRR 值愈大愈好,表示放大器對雜訊抑制能力愈佳。
 - (4)共模增益 $A_C = \frac{R_C}{2R_E}$,故 R_E 愈大, A_C 愈小,則 CMRR 值愈大。
- **3.** (1)①當 $V_{S1} = 1V$, $V_{S2} = 1V$ 時,

$$V_d = V_{S1} - V_{S2} = 1 - 1 = 0(V)$$
 $V_C = \frac{V_{S1} + V_{S2}}{2} = \frac{1 + 1}{2} = 1(V)$

(2) $V_o = A_d V_d + A_C V_C$

$$0.08 = A_d \times 0 + A_C \times 1$$
, $\# A_C = 0.08$

(2)①當 $V_{S1} = 0.5$ V, $V_{S2} = -0.5$ V 時,

$$V_d = V_{S1} - V_{S2} = 0.5 + 0.5 = 1(V)$$
 $V_C = \frac{V_{S1} + V_{S2}}{2} = \frac{0.5 - 0.5}{2} = 0 (V)$

 $\bigcirc V_o = A_d V_d + A_C V_C$

$$20 = A_d \times 1 + 0.08 \times 0$$
,得 $A_d = 20$

(3)CMRR =
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right| = \frac{20}{0.08} = 250 \circ$$

- **4.** : CMRR = 20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ = 20(dB) : log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ = 1 ,得 $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ = 10 。
- 5. (1)本題的答案實在有阿 " $\mathbf{5}$ Y" 的,選(A)或(C)一定對 $\frac{1}{2}$ 。因為(A)(C)的意思剛好相反。
 - (2)調整 VR,如同改變 Q_1 與 Q_2 等效 R_E 值,VR 改變,當然會改變 Q_1 與 Q_2 之 I_B 、 I_C 值,而影響 直流平衡;所以調整 VR 的目的在減少因 Q_1 , Q_2 特性不同造成 CMRR 的不同。

6. (1)
$$V_C = \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} = \frac{0.5 + 0.45}{2} = 0.475 \,(\text{mV})$$

$$V_d = V_{i1} - V_{i2} = 0.5 - 0.45 = 0.05 \text{(mV)} \circ$$

$$(2)\text{CMRR} = \left| \frac{A_d}{A_C} \right| = 10^4$$

$$\frac{4500}{A_C} = 10^4$$
 , $\# A_C = 0.45$ \circ

- $(3)V_0 = A_dV_d + A_CV_C = 4500 \times 0.05 + 0.45 \times 0.475 = 225.22 \text{(mV)} \circ$
- 7. (1)因為 CMRR = $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$,而 $A_C = \frac{-R_C}{2R_E}$,當 R_E 電阻改為電流源時(即 $R_E \to \infty$),此時 $A_C \to 0$,

所以 CMRR→∞,愈能抑止雜訊。

- (2)理想電流源內阻為∞。
- 8. 理想電流源的內阻為 ∞ ,而理想電壓源的內阻為0。

9. $:: R_E \uparrow$ 造成差動放大器的共模增益 $A_C \downarrow (A_C = \frac{-R_C}{2R_E})$

又:CMRR =
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$$
 ,當 $A_C \downarrow$,造成 CMRR \uparrow 。

10. (1)當 V_{CC} 下降 ($V_{CC} \downarrow$),將造成 $I_B \times I_C \times I_E$ 皆下降;

且因
$$r_{\pi} = \beta r_{e} = \beta \frac{V_{\scriptscriptstyle T}}{I_{\scriptscriptstyle E}} = \beta \frac{25 \mathrm{mV}}{I_{\scriptscriptstyle E}}$$
,所以 r_{π} 將會上升(r_{π} ↑)。

另又因
$$A_d = \frac{-\beta R_C}{r_\pi}$$
 (電路為差動輸出),由於 $r_\pi \uparrow$,故 $A_d \downarrow$ 。

$$(2)A_C = \frac{-R_C}{2R_c}$$
,所以 A_C 不受 V_{CC} 的影響,維持不變。

(3)CMRR =
$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$$
,由於 $A_d \downarrow$,所以 CMRR \downarrow 。

$$(4)V_o = A_dV_d + A_CV_C$$
,由於 $A_d \downarrow$, A_C 不變,所以 $V_o \downarrow$ 。

- 11. 參考題 8 解析。
- **12.** $\Box R_E \uparrow$,則差動放大器之 $A_C \downarrow$,造成 CMRR \uparrow ,愈趨理想。但是 R_E 過大,造成差動放大器不能正常工作(I_B 過小),所以在線性的積體電路中,多以定電流源取代。
- **13.** (D) CMRR = $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$,此值愈大愈好,表示該電路愈能拆斥(抵銷)共同的輸入信號(如雜音即是)。
- **14.** CMRR = $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ •
- **15.** (1): CMRR = 20 log $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$ = 60(dB)

$$\left| \frac{A_d}{A_C} \right| = 10^3$$

(2):
$$A_d = 100$$
, $\boxed{\frac{A_d}{A_C}} = 10^3$, $A_C = 0.1$

$$(3)V_o = A_dV_d + A_CV_C = 100 \times 0.1 + 0.1 \times 10 = 11(V) \circ$$

16. CMRR = $\left| \frac{A_d}{A_C} \right|$,其值愈大愈能拒絕(抵消)共模(同)信號(如雜訊···),愈大則表示差動放大器 的性能愈佳。

10-2 OPA 的特性與參數

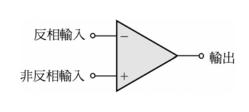
理想 OPA 的特性

- **1.** 輸入阻抗為無限大 $(R_i \rightarrow \infty)$ 。
- 2. 輸出阻抗為零 $(R_o \rightarrow 0)$ 。
- **3.** 開迴路增益 (open loop gain) 為無限大 $(A_{vo} \rightarrow \infty)$ 。
- **4.** 頻帶寬度為無限大 (BW→∞)。
- 5. 共模拒斥比為無限大 (CMRR $\rightarrow \infty$)。
- **6.** 無輸入抵補電壓 $(V_{io}=0)$,即當 $V_{i=0}$ $(V_{i1}=V_{i2})$ 時,其 V_{o} 亦為 0 。
- 7. 特性不受溫度變化而改變。
- 8. 響應時間為零,即無延遲時間。

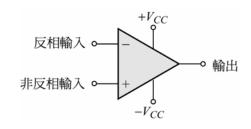
運算放大器(Operational Amplifier,常以 OPA 或 OP Amp 表示)

常用符號與包裝接腳

1. 常用符號(反相輸入端與非反相輸入端位置可互換)

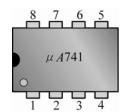


(a)符 號



(b)符號(含電源)

- 2. DIP 型包裝接腳(以μA 741 為例)
 - (1) 第 1、5 腳為抵補 (offset) 電壓調整。
 - (2)第2腳為反相輸入端。
 - (3)第3腳為非反相輸入端。
 - (4) 第 4 腳為負電源。
 - (5) 第 7 腳為正電源。
 - (6)第6腳為輸出端。
 - (7) 第 8 腳為空腳。



有關理想運算放大器的特性描述,下列何者錯誤? (A)開路電壓增益 $A_V \to \infty$ (B)輸入 阻抗 $R_i \to \infty$ (C)輸出阻抗 $R_o \to \infty$ (D)頻帶寬度 BW $\to \infty$ 。 【93 電機電子四技】

(C) 理想運算放大器 (OPA) 的特性。(熟記,常考哦!)

- (1) 輸入阻抗 $R_i=\infty$
- (2)輸出阻抗 $R_o=0$
- (3)電壓增益 (開環路) *Avo*=∞

- (4) 頻帶寬度 BW=∞ (5)共模拒斥比 CMRR=∞ (6) V_{i1} = V_{i2} 時, V_{o} =0 (無抵補電壓)。

練習 1-1 下列何者不為理想運算放大器 (OPA) 的特性 ? (A) 輸入阻抗無限大 (B) 輸出阻抗無限大 (C) 頻寬無限大 (D) 共模互斥比無限大。 【88 電機四技】

練習 1-2 下列哪一項不是理想放大器(ideal OP-AMP)之特點? (A)輸入阻抗無限大 (B)輸出阻抗等於零 (C)電壓放大倍數無限大 (D)抵補電壓無限大。 【87電子保甄】

練習 1-3 非理想運算放大器(OPA)的原理敘述中,下列何者正確? (A)輸入阻抗為有限值約 100Ω (B)輸出阻抗為有限值約 $100 \, k\Omega$ (C)頻寬為有限值 (D)增益可不必考慮。

【95電子四技】

編號為μA741 的 IC, 其輸出為第幾接腳?
(A)第 3 腳 (B)第 4 腳 (C)第 5 腳 (D)第 6 腳。

【92 電機四技】

μ (D) 常用 OPA μA 741(或 LM 741)IC 的接腳與功能如下:

(1) 1、5 腳:抵補電壓 (Offset Voltage) 平衡調整。

(2) 2 腳: 反相輸入端。

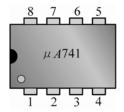
(3)3腳:非反相輸入端(或同相輸入端)。

(4) 4 腳:負電源。

(5) 7 腳:正電源。

(6) 6 腳:輸出端。

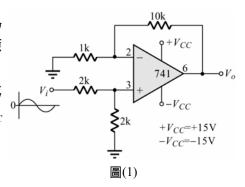
(7)8腳:空接。



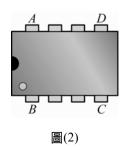
練習 2-1 運算放大器之積體電路編號 741 的接腳定義,下列何者正確? (A)第 3 腳為輸出 (B)第 6 腳為輸出 (C)第 2 腳為輸出 (D)第 7 腳為輸出。

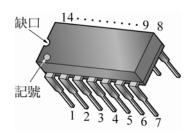
【90 電機四技】

練習 2-2 如圖(1)所示為非反相放大電路,所用 OP Amp 為 8 隻腳的 μ A 741 (或 LM741),圖中未標示的電源 接腳應為 (A)+ V_{CC} 接第 7 腳, $-V_{CC}$ 接第 4 腳 (B)+ V_{CC} 接第 5 腳, $-V_{CC}$ 接第 1 腳 (C)+ V_{CC} 接第 8 腳, $-V_{CC}$ 接第 1 腳 (D)+ V_{CC} 接第 1 腳, $-V_{CC}$ 接第 4 腳。



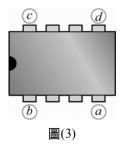
- 節例3 下列何者為運算放大器之編號? (A)NE555 (B)1N4001 (C)SN74LS00 (D)μA741。 【95 電機四技】
 - (D) (1) μA741、709、747 及 LM101、201、301…皆為常見的運算放大器(OPA)編號。(2) NE555 為常用的定時器,多應用於無穩多振盪器、單穩態多諧振盪器。(3) 1N4001~1N4007 為整流二極體。
 - (4) SN74LS00 為兩輸入端反及閘 (NAND) 的 IC。
- 練習3 下列何者為運算放大器的編號? (A)C106B (B)μA741 (C)2SC1815 (D)1N4001。【89 電機四技】
- 節例 4 如圖(2)為某 IC 的頂視圖,其第 1 支接腳的位置在何處? (A)A (B)B (C)C (D)D。 【91 電機四技】
 - 解 (B) 如圖為雙排並列接腳包裝 (DIP, Dual In-line Package)的 IC, IC 的接腳編號以有"缺口"或"記號"的地方開始, 依逆時鐘方向編排。





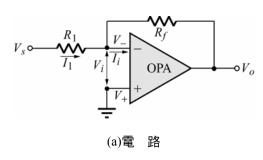
練習 4 如圖(3)為某 DIP 包裝 IC 的上視圖,其第 1 隻腳的位置為 (A) (A) (B) (C) (C) (D) (d) 。

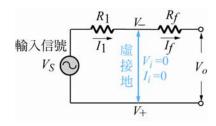
【83 電子四技】



答

虚接地(Virtual Ground)的觀念





(b)虚接等效電路

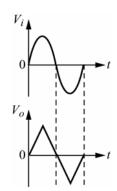
1.
$$V_i = 0$$
, $\exists V_- = V_+ \ (\because V_i = \frac{V_o}{A_V} = \frac{V_o}{\infty} = 0)$

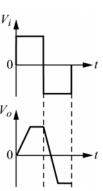
2.
$$I_i = 0$$
 (:: $I_i = \frac{V_i}{R_i} = \frac{V_i}{\infty} = 0$) · Fighthalf $I_1 = I_f$

其中 V_i =0(即兩輸入端同電位 V_- = V_+)的情況,在 OPA 的輸出發生飽和時,就不適用了,例如:正回授的史密特觸發電路、飽和時的負回授放大電路及比較器,皆不適用虛接地。

變動率(Slew Rate, SR)與頻寬(BW)

- 1. 變動率 (SR, 又稱為迴轉率、扭轉率)
 - (1)當輸入電壓變動時,輸出電壓所產生的最大變化率,亦即 OPA 之輸出電壓對時間 變化的反應能力,常以 V/μS 為單位。
 - (2) 若輸入信號的頻率過高,超過 SR 所能反應的速度,將致使輸出波形失真,以下為輸入正弦波與方波時,所產生的失真情形。





2. 全功率頻率(寬)

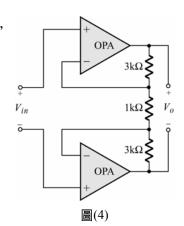
$$SR = 2\pi f_{(max)} \cdot V_{o(max)}$$

其中 $f_{(max)}$: OPA 所能輸入之最高頻率;當 V_o 為最大值(峰值)時,即稱為全功率 (Full-Power)頻率(寬);若輸入信號頻率超出此頻率,則輸出波形將會產生失真。

 $V_{o(\max)}$: OPA 輸出正弦波的峰值電壓。

如圖(4)電路,為一儀表放大器 (Instrumentation Amplifier), 其電壓增益 $\frac{V_o}{V_{in}}$ 為 (A)6 (B)7 (C)8 (D)9。

【88 電子保甄】



練習 5 如圖(5)中為一儀表放大器,其電路增益 $\frac{V_{out}}{V_{in}}$ 為 (A)3 (B)6 (C)9 (D)12。 【電子四技】

 V_{in} $R_1 \\ 3k\Omega$ $R_2 \\ N_{out}$ $R_3 \\ 3k\Omega$

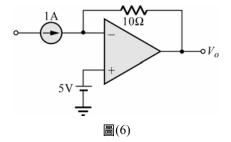
答

範例 6 如圖(6)的輸出電壓 $V_o = ?$

(A)15V (B)5V (C)0V (D)-5V。【84 電子台北】

解 (D) ∵虚接地 (*V*-=*V*+)

 $V_0 = I \times R + V_- = I \times R + V_+ = (-1) \times 10 + 5 = -5(V)$



- 第例7 某一運算放大器之轉動率 $S.R.=0.6V/\mu S$,若此運算放大器之輸出電壓峰對峰值為 10V;則此運算放大器在輸出不允許失真的狀況下,輸入所能允許正弦波之最高頻率約為 (A)9.5kHz (B)19kHz (C)38kHz (D)57kHz。 【90 電機四技】
 - 解 (B) $\therefore SR=2\pi \cdot f_{(max)} \cdot V_{o(max)}$ $\therefore 0.6 \times 10^6 = 2\pi \times f_{(max)} \times \frac{10}{2}$ 得 $f_{(max)} = 19 \times 10^3 \text{(Hz)} = 19 \text{(kHz)} \circ$
- 若μA 741 之扭轉率 (Slew Rate) 為 0.314V/μS, 欲得到峰值至少為 10V 的弦波輸出, 求它所能輸入之最高頻率約為 (A)8kHz (B)7kHz (C)6kHz (D)5kHz。

【82電子台北】

- 練習 7-2 對全功率頻寬 $f=50 \, \mathrm{kHz}$,額定輸出電壓為 $\pm 12 \, \mathrm{V}$ 的 OPA 而言,頻率為 $100 \, \mathrm{kHz}$ 且沒有失真的最大可能輸出為多少? (A)5 V (B)6 V (C)10 V (D)12 V 。 【83 電子嘉南】
- 練習 7-3 某一運算放大器的迴轉率(slew rate)為 $35V/\mu S$,若要將輸出從零變化到 15V,需要多少時間? (A)2.333 μS (B)1.295 μS (C)0.429 μS (D)0.127 μS 《【86 電機四技】

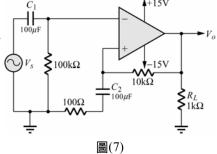
節例 8 如圖(7)所示之電路,當 V_s 是 20kHz,0.1V_{P-P} 正弦波

時,若其輸出為三角波,則主要原因可能為何(以

OPA 實際特性考量)?

- (A)OPA 的迴轉率 (slew rate) 太高
- (B)OPA 的迴轉率 (slew rate) 太低
- (C)電源電壓太高
- $(D)R_L$ 太小。

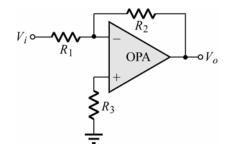




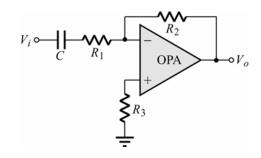
(B) OPA 的迴轉率(slew rate,單位為 $V/\mu S$)太低時,其轉換速度會變慢,使得輸出波形產生變形,如輸入正弦波或方波時,輸出波形均會變形成類似三角波,而非線性放大。

OPA 輸入偏壓電流 I_B 的補償(消除)

1. $R_3 = R_1 / / R_2$

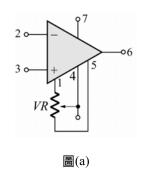


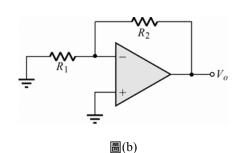
2. R_3 = R_2 (∵C 在直流視為∞)



OPA 輸入抵補電壓 V_{io} 的補償(消除)

1. 以 μ A 741 的 IC 為例,在 1、5 腳間接上 10k Ω 的可變電阻(VR)來調整,使 V_{io} =0,如圖(a)所示。



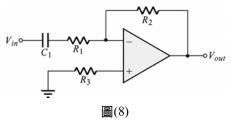


2. 當 $V_{io} \neq 0$ 時, V_o 與 V_{io} 的關係如下 (參圖(b)所示)

$$V_o = (1 + \frac{R_2}{R_1})V_{io}$$

如圖(8)所示電路,若要消除運算放大器輸入偏壓電流 (input bias current)的效應,則 R_3 之電阻值應 V_{in} 為 (A) R_1 (B) R_2 (C) R_1 + R_2 (D) R_1 // R_2 。

【91 電子四技】

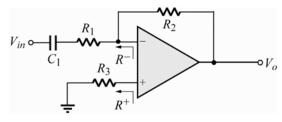


- (B) (1) R_3 的作用:減低 OPA 輸入偏壓電流對輸出的影響
 - (2) R_3 的電阻值: $R_3=R^+=R^-$

R⁺為由非反相端看出之直流電阻

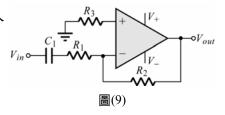
R⁻為由反相端看出之直流電阻

由於 OPA 之 R_o (輸出阻抗= 0Ω),所以 $R^-=R_2$,故 R_3 之值應為 R_2



- (3) 若不加 C_1 電容 ,則 $R_3 = R_1//R_2$ 。
- 練習 9-1 如圖(9)所示 OPA 交流放大電路,為了減低 OPA 輸入 偏壓電流對輸出的影響,則所附加電阻 R_3 值應為 (A) R_1 (B) R_2 (C) R_1+R_2 (D) R_1 與 R_2 並聯值。

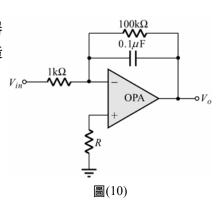
【83 電子保甄】



練習 9-2 如圖(10)電路,為一限制低頻增益之 OPA 反相積分器 (Integrator),為了消除因偏壓電流 (Bias Current)造成對輸出之影響,宜選取 R 值為

 $(A)100\Omega$ $(B)1k\Omega$ $(C)10k\Omega$ $(D)100k\Omega$ \circ

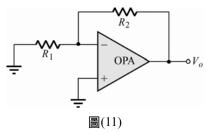
【88 電子保甄】





節例 10 如圖(11)電路,若 R_1 =1k Ω , R_2 =10k Ω , V_o =0.11V, 則其輸入抵補電壓(Input Offset Voltage)為 (A)10mV (B)11mV (C)12mV (D)15mV。

【88 電子保甄】

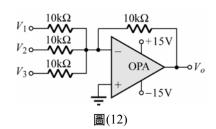


(A) (1) 由於反相、非反相輸入端均無信號輸入,而 V_o卻有電壓輸出,此為輸入抵補電壓所引起 的現象。

$$(2) V_o = (1 + \frac{R_2}{R_1}) \times V_{io}$$

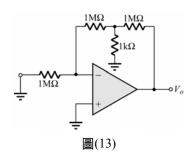
$$0.11 = (1 + \frac{10k}{1k}) \times V_{io}$$
,所以 $V_{io} = 0.01 \text{V} = 10 \text{mV}$ 。

練習 10 如圖(12)之 OPA 為非理想運算放大器,其中 V_{io} 為 考慮 OPA 之輸入抵補電壓後之等效電壓值,且 測得 V_{io} =2.5m V_{\circ} 若 V_{1} = V_{2} = V_{3} =0 V_{\circ} 則輸出 V_{o} 為多少? (A)2.5m V_{\circ} (B)10m V_{\circ} (C)-10m V_{\circ} (D)15 V_{\circ} 【86 電子保甄】



如圖(13)已知運算放大器的輸入抵補電壓(input offset voltage)為 ± 5 mV,假設運算放大器的其餘特性均為理想,則此電路之輸出電壓 V_o 最接近(A) ± 4 V(B) ± 6 V(C) ± 8 V(D) ± 10 V。

【89電子保甄】

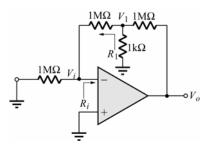


μ (D) (1) OPA 之輸入阻抗 $R_i = ∞$ ∴ $R_1 = 1M + 1M = 2M(Ω)$

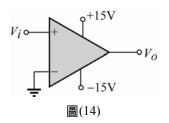
(2)
$$V_1 = V_o \times \frac{2M/(1k)}{1M + 2M/(1k)} = V_o \times \frac{1k}{1M + 1k} = \frac{1}{1001}V_o$$

(3)
$$V_i = \frac{1}{2}V_1 = \frac{1}{2002}V_o$$
 , Fill $A_V = \frac{V_o}{V_i} = 2002$

(4) $V_0 = A_V \times V_{i0} = 2002 \times (\pm 5 \text{mV}) = \pm 10.01 \text{V}$



- 設有一運算放大器之開路電壓增益為 100000,其電源電壓為 $\pm 15V$,令其輸出飽和電壓可達電源電壓之 90%,請問 V_{id} (差動輸入電壓)大約多少就可使該放大器飽和? (A) ± 135 mV (B) ± 135 μ V (C) ± 175 mV (D) ± 175 μ V。 【86 電子四技】
 - 解 (B) (1) 由於 $V_{o(\text{sat})}$ 約為電源電壓的 90%,所以 $V_{o(\text{sat})}=\pm 15 \times 90\%=\pm 13.5$ (V) (2) $:: V_o = V_{id} \times A_V$ $:: V_{id} = \frac{V_o}{A_V} = \frac{\pm 13.5 \text{V}}{100000} = \pm 135 \mu\text{V}$ \circ
- 練習 12-1 設有一運算放大器,其直流開路增益 A_{vol} =100000,若電源電壓為±15V,差動輸入訊號 V_{id} 會使放大器飽和的最小值為 (A)±95 μ V (B)±135 μ V (C)±155 μ V (D)±185 μ V。 【82 電子四技】
- 練習 12-2 如圖(14)所示電路,運算放大器之開路增益為 100 dB,則可產生正飽和的最小輸入電壓為多少?
 (A)150mV (B)15mV (C)1.5mV (D)150μV。



10-2 練習題答案與解析

1-1.(B) 1-2.(D) 1-3.(C) 2-1.(B) 2-2.(A) 3.(B) 4.(B) 5.(A) 7-1.(D) 7-2.(B) 7-3.(C) 9-1.(B) 9-2.(B) 10.(B) 12-1.(B) 12-2.(D)

【95 雷機雷子四技】

- 1-1. 理想運算放大器 (OPA) 的特性。(熟記,常考哦!)
 - (1)輸入阻抗 $R_i=\infty$ (2)輸出阻抗 $R_o=0$

(3)電壓增益 (開環) *A_{vo}=∞*

(4)頻帶寬度 BW=∞

(5)共模拒斥比 CMRR=∞

(6)V_{i1}=V_{i2} 時,V_o=0 (無抵補電壓)

- **1-2.** 理想 OPA 是沒有抵補電壓 (Offset Voltage) 存在,即抵補電壓為 0V。
- 1-3. 實際的 OPA 參數如下:

(1)輸入阻抗 $1M\Omega \sim 10^7 M\Omega$ (2)輸出阻抗 100Ω 以下 (3)頻寬(BW) $10kHz \sim 10MHz$

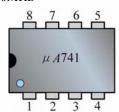
(4)電壓增益 25×10³以上,所以其頻寬為有限值。

2-1. 常用 OPA μ A 741 (或 LM 741) IC 的接腳與功能如右:

(1) 1、5 腳:抵補電壓 (Offset Voltage) 平衡調整。

(2) 2 腳:反相輸入端。

(3) 3 腳:非反相輸入端(或同相輸入端)。



(4) 4 腳: 負電源。

(5) 7 腳:正電源。

(6) 6 腳:輸出端。

(7) 8 腳:空接。

2-2. 常用 OPA μ A 741 (或 LM 741) IC 的接腳與功能如下:

(1) 1、5 腳:抵補電壓(Offset Voltage)平衡調整。

(2) 2 腳: 反相輸入端。

(3) 3 腳:非反相輸入端(或同相輸入端)。

(4) 4 腳: 負電源。

(5) 7 腳:正電源。

(6) 6 腳:輸出端。

(7) 8 腳:空接。

3. μA741 或 LM741 為常用的 OPA 編號。

4. 通常所畫的 IC 圖均為 TOP View(上視圖,而俯視圖則是較佳的翻譯); IC 接腳的計數,由記號 處作逆時針方向計數,故 為第 1 腳, 為第 4 腳, 為第 5 腳, 為第 8 腳。

5.
$$A_V = \frac{V_{out}}{V_{obs}} = \frac{R_1 + R_2 + R_3}{R_2} = \frac{3k + 3k + 3k}{3k} = 3$$
 \circ

7-1. :: $SR = 2\pi f_{(max)} \cdot V_{o(max)}$:: $0.314 \times 10^6 = 2\pi \times f_{(max)} \times 10$, 得 $f_{(max)} = 5 \times 10^3 (Hz) = 5k(Hz)$ 。

7-2. 由於 OPA 的 $SR=2\pi f_{(\max)}\cdot V_{o(\max)}=K$ (定值)所以 $f_{(\max)}$ 與 $V_{o(\max)}$ 成反比,即 $f_{(\max)}$ 个則 $V_{o(\max)}$,故當頻率加倍時,則輸出 $V_{o(\max)}$ 則減半,即 $12\times\frac{1}{2}=6$ (V)。

7-3. SR=35V/ μ S 即表示由 0V 上升至 35V 而 1 μ S 的時間,故由 0V 變化到 15V 需 $\frac{15}{35} \times 1 \mu$ S $= 0.429 \mu$ S \circ

9-1. 由於 C_I 電容在直流偏壓時,呈現斷(開)路狀態,所以 R_3 值應等於 R_2 ,以消除輸入偏壓電流對輸出的影響。

9-2. R 為消除輸入偏壓電流對輸出的影響,其值約為 $1k/100k=1k(\Omega)$ 。

12-1. 當 OPA 飽和輸出時,其輸出電壓 V_o 約為 $0.9V_{CC}$ = $0.9 \times (\pm 15)$ = $\pm 13.5(V)$

:差動輸入信號 Vid 的最小值為

$$V_{id} = \frac{V_{o(\text{max})}}{A_{vol}} = \frac{V_{o(sat)}}{A_{vol}} = \frac{\pm 13.5}{100000} = \pm 135 \,(\mu\text{V})$$
,故選(B)。

(註:當年,填(B)與(C)均給分,由於未給 $V_{o(sat)}$ = ±0.9(V_{CC}))

12-2.
$$\therefore 100 = 20 \log A_{vol}$$
 $\therefore A_{vol} = 10^5 ($ 合

故可產生飽和的最小輸入電壓為
$$V_{in(min)} = \frac{+V_{o(sat)}}{A_{vol}} = \frac{15}{10^5} = 150 (\mu V)$$
。

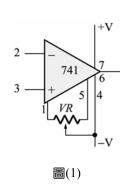


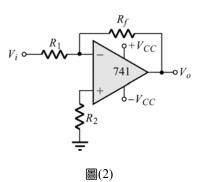
10-2 歷屆試題集錦

() **1.** 編號 741 的運算放大器,其輸出端在實際腳座的 (A)第 2 腳 (B)第 3 腳 (C)第 5 腳 (D)第 6 腳。

【81 電機四技】

() **2.** 如圖(1)所示, 741 IC 外接的 VR 其目的在於調整 (A)轉動率 (B)輸入偏移電壓 (Input offset voltage) (C)電壓增益 (D)共模排斥比。 【82 電機四技】





- () 3. 運算放大器的輸入端電路通常是
 - (A)二極體 (B)差動放大器 (C)達靈頓電路 (D)TRIAC。

【82 電子台北】

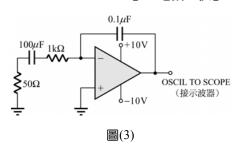
- () **4.** 如圖(2)所示 OP Amp 反相放大器中, R_2 的作用為何?
 - $(A)R_2$ 必須大於 R_f , 以免影響電路增益
 - $(B)R_2$ 必須等於 $R_1//R_f$,以消除偏壓電流 I_B 的影響
 - (C)R2可為任意值,保護 OP Amp 輸入端
 - $(D)R_2$ 必須大於 R_1 ,以免構成負載效應。

【83電子四技】

- () **5.** 下列何者不是理想運算放大器應具有之特性?
 - (A)電壓增益無限大 (B)頻寬無限大 (C)輸入阻抗為零 (D)輸出阻抗為零。

【83 電機四技】

- () 6. 如圖(3)所示之電路已知無法正常工作,則最可能之原因為
 - (A)在 OPA 非反相輸入端無直流偏壓
 - (B)在 OPA 之反相輸入端無直流偏壓
 - (C)無輸出假負載(dummy load)
 - (D)OPA 之供應電壓低於±15V。【84 電子保甄】



() 7. 下列敘述何者有誤? (A)理想電壓表內阻無

限大 (B)理想電流表內阻無限大 (C)理想運算放大器輸入阻抗無限大

(D)理想電流源內阻無限大。

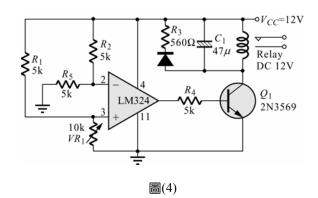
【84 電子保甄】

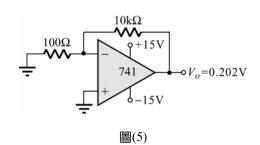
() 8. 下列何者對理想運算放大器的敘述錯誤?

 $(A)R_i = \infty$ $(B)A_V = \infty$ $(C)R_o = \infty$ $(D)CMRR = \infty$

【84電子保甄】

- () 9. 運算放大器之 CMRR(共模拒斥比) 值愈大時,則表示 (A)共模增益愈大 (B)愈易消除雜訊 (C)愈不易消除雜訊 (D)差動放大器愈差。 【84 電機保甄】
-) 10. 如圖(4)所示為實驗電路,當LM324,第二支腳為零電位,下列敘述何者為真? $(A)VR_1=0\Omega$ $(B)VR_1=10k\Omega$ $(C)R_3$ 電阻器短路 $(D)R_5$ 電阻器短路。【84電子四技】





-) 11. 編號 741 運算放大器的第 2 支腳接 (
 - (A)輸出 (B)反相輸入 (C)同相輸入 (D)正電源。

【84 電機四技】

-) 12. 下列何者不是理想運算放大器的特性? (A)輸入阻抗無限大 (B)輸出阻抗為零 ((C)共模增益等於零 (D)輸入電流不等於零。 【85 電機四技】
-) 13. 運算放大器之共模互斥比 CMRR 等於 ($(A)A_C/A_d$ $(B)A_d/A_C$ $(C)A_1/A_2$ $(D)A_2/A_1 \circ$

【86 電機保甄】

【86 電子台中】

) **14.** 如圖(5)的電路,此 741 的輸入抵補電壓 V_{io} = ((A)2mV (B)3mV (C)4mV (D)5mV \circ

-) 15. 下列何項不是一理想運算放大器(OP Amp)所具之特性? (
 - (A)輸出阻抗為零

(B)開環路電壓增益無限大

(C)共模拒斥比(CMRR)無限大 (D)輸入阻抗為零。

【86電子四技】

) **16.** μ A 741 運算放大器,其輸出是在第幾隻接腳? (

(A)腳2 (B)腳3 (C)腳6 (D)腳7。

【86 電子四技】

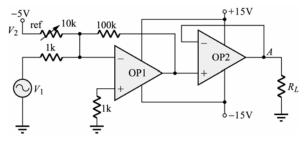
-) 17. 如圖(6),請問-5V 的參考電壓及 $10k\Omega$ 之可變電阻,其最主要目的是為了什麼? (
 - (A)調整 OP1 之增益

(B)消除信號源之直流抵補(offset)電壓的影響

(C)增加 OP1 之工作速度

(D)調整電路之頻寬。

【87 電子保甄】



圖(6)

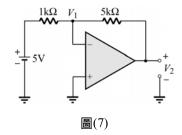
- () **18.** 下列何者為理想運算放大器之特性? (A)電壓增益無窮大 (B)輸出阻抗無窮大 (C)輸入阻抗為零 (D)頻寬為零。 【88 電機保甄】
- () **19.** 在 μ A 741 電路中,只有一個電容器,此電容器的作用為 (A)耦合電容 (B)補償電容 (C)極際電容 (D)旁路電容。 【88 電子保甄】
- () **20.** 下列由理想運算放大器 (OPA) 所製作的應用電路中,哪一種電路中之 OPA 的輸入端不可看成虛短路?
 - (A)比較器 (B)非反相放大器 (C)反相放大器 (D)微分電路。 【88 電子四技】
- () **21.** 若理想運算放大器的輸入阻抗為 R_i ,輸出阻抗為 R_o ,則下列何者正確? (A) R_i =0, R_o =0 (B) R_i =∞, R_o =0 (C) R_i =0, R_o =∞ (D) R_i =∞, R_o =∞。

【88 電子四技】

() **22.** 如圖(7)所示電路,若運算放大器為理想,則 V_1 =?

$$(A)-15 V (B)+15 V (C)+5 V (D)0 V \circ$$

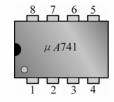
【96 電機四技】



() **23.** 理想之運算放大器,其輸入阻抗為 (A)0 (B)1 (C)無限大 (D)介於 0 與 1 之間。 【97 電機四技】

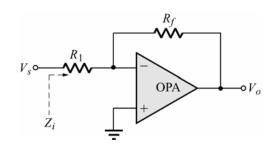
10-2 歷屆試題答案與解析

- 1.(D) 2.(B) 3.(B) 4.(B) 5.(C) 6.(B) 7.(B) 8.(C) 9.(B) 10.(D)
- 11.(B) 12.(D) 13.(B) 14.(A) 15.(D) 16.(C) 17.(B) 18.(A) 19.(B) 20.(A)
- 21.(B) 22.(D) 23.(C)
- 1. 常用 OPA μA 741 (或 LM 741) IC 的接腳與功能如下:
 - (1) 1、5 腳:抵補電壓 (Offset Votage) 平衡調整。
 - (2) 2 腳: 反相輸入端。
 - (3)3 腳:非反相輸入端(或同相輸入端)。
 - (4) 4 腳:負電源。 (5) 7 腳:正電源。 (6) 6 腳:輸出端。 (7) 8 腳:空接。
- 2. 編號 741 的 OPA,其第 $1 \cdot 5$ 腳為輸入抵補(偏移)電壓調整作用(當無輸入信號或 $V_{in(-)} = V_{in(+)}$ 時, $V_o = 0$)。
- 3. OPA 的輸入端通常為差動放大器,可使 OPA 具有較佳的抑止雜訊能力(高 CMRR 值)。
- **4.** $(1)R_2$ 的作用:消除輸入偏壓電流對輸出的影響。
 - $(2)R_2$ 的值:等於 OPA 的反相端向外看的直流電阻值,即 $R_1//R_f$ 。
- 5. 常考理想 OPA 的特性, 官背起來!
 - (1) 輸入阻抗為無限大 $(R_i \rightarrow \infty)$ 。

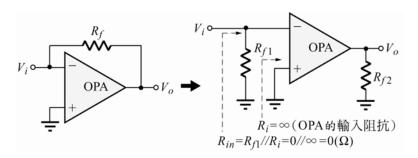


- (2) 輸出阻抗為零 $(R_o \rightarrow 0)$ 。
- (3) 開迴路增益 (open loop gain) 為無限大 $(A_{vol} \rightarrow \infty)$ 。
- (4) 頻帶寬度為無限大 (BW→∞)。
- (5) 共模拒斥比為無限大 (CMRR→∞)
- (6) 無輸入抵補電壓 $(V_{io}=0)$, 即當 $V_{i}=0$ $(V_{i1}=V_{i2})$ 時,其 V_{o} 亦為 0。
- 6. 電路中由於 OPA 的反相輸入端無直流偏壓回路,故電路不能正常地工作。
- 7. (1)因測電壓時,電壓表與電路並聯,為避免負載效應,所以,理想電壓表內阻無限大。
 - (2)因測電流時,電流表與電路串聯,為避免負載效應,所以,理想電壓表內阻 0Ω 。
 - (3)為避免功率損耗,所以,理想電壓源內阻 0Ω ,理想電流源內阻 ∞ 。
 - (4)理想運算放大器輸入阻抗無限大,輸出阻抗 0Ω 。
- 8. 理想運算放大器的特件
 - (1)大部分均為 ∞ ,如 $R_i \rightarrow \infty$ $A_V \rightarrow \infty$ $CMRR \rightarrow \infty$ $BW \rightarrow \infty$
 - (2)只有 $R_o \rightarrow 0 \setminus V_{io} = 0$ (無輸入抵補電壓)。
- 9. CMRR 值愈大,愈能消除(抵消、抑止)雜訊。
- **10.** 由於 OPA 之輸入阻抗很高,所以 $V_2 = V_{R5} = V_{CC} \times \frac{R_5}{R_2 + R_5} = 12 \times \frac{5k}{5k + 5k} = 6 \text{ (V)}$,只有 R_5 電阻器短路,才會使 V_2 之電壓為 0V。
- 11. 參考題 1 解析。
- **12.** (1)參考題 5 解析。 (2)由於 CMRR = $\left| \frac{A_d}{A_C} \right| \rightarrow \infty$,所以 $A_C \rightarrow 0$ (3)由於 $R_i \rightarrow \infty$,所以 $I_i \rightarrow 0$ 。
- 13. (1)CMRR= $\left|\frac{A_d}{A_C}\right|$ (倍) (2)CMRR=20 $\log\left|\frac{A_d}{A_C}\right|$ (dB 值)。
- 14. $V_o = (1 + \frac{10k}{100}) + V_{io} = 101 \times V_{io} = 0.202$, $\# V_{io} = 2mV$
- 15. (1)參考題 5 解析。
 - (2)理想 OPA 除輸出阻抗=0,無抵補電壓(抵補電壓=0)外,其餘大部分的特性皆為∞(無限大)。
- 16. (1)參考題 1 解析。
 - (2)腳 2 為反相輸入,腳 3 為非反相輸入,腳 6 為輸出,腳 7 為正電源,腳 8 為空接。
 - (3)741 與 555 兩顆 IC 的接腳該熟記哦!。
- 17. 若信號源 V_1 具有直流電壓,此時-5V 的參考電壓具有抵消 V_1 之直流電壓的作用,故可消除信號源之直流抵補 (offset) 電壓的影響。
- 18. 參考題 5 解析。
- **19.** μ A741 內部有一補償電容,稱為中和電容,作為高頻負回授之用。
- 20. 因為比較器是應用在電壓增益為無限大的輸出飽和狀態,故不能應用虛接地的短路情況。
- 21. 參考 5 解析。
- **22.** 由於 OPA 為理想,且電路為負回授放大電路,故 $V_1 = V_+ = V_- = 0$ V (虚接地)。
- **23.** 理想 OPA 的輸入阻抗為無限大 (∞) 。

10-3 OPA 反相(倒相)放大器

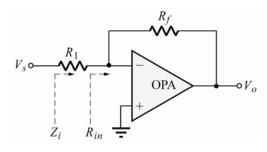


- 1. 為電壓並聯負回授的方式(並-並負回授電路)。
- **2.** $A_V = \frac{V_o}{V_S} = -\frac{R_f}{R_1}$ (負號表示 V_o 與 V_S 相差 180°或反相)。
- 3. 輸出電壓 (V_o) 不受負載的影響,即 $V_o = A_V \times V_S$ \circ
- **4.** Z_i ≒ R_1 (Z_i 為電路的輸入阻抗)。
 - (1)依米勒效應



$$R_{f1} = \frac{R_f}{1 - (-\infty)}$$
$$= 0(\Omega)$$

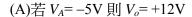
(2) 所以反相放大電路的輸入阻抗 $Z_i=R_1+R_{in} = R_1$



5. 輸出飽和時的狀態

當輸入信號過大,致使 OPA 的輸出發生飽和,此時虛接地的概念不再適用($V_{-}\neq V_{+}$),而飽和時的輸出電壓 $V_{o(\text{sat})}$ 約較電源電壓($\pm V_{CC}$)低 1.5V 左右或電源電壓的 0.9 倍左右($V_{o(\text{sat})} = \pm 0.9 V_{CC}$);不過,若題目未特別聲明,通常以 $V_{o(\text{sat})} = \pm V_{CC}$ 視之。

如圖(1)所示的電路,運算放大器的飽和電壓為 ±12V,下列選項何者正確?

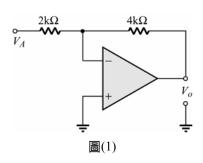


(B)若
$$V_A = -5V$$
 則 $V_o = -12V$

(C)若
$$V_A$$
= +2V 則 V_o = +4V

(D)若
$$V_A = -2V$$
 則 $V_o = +4V$ 。

【92電子四技】

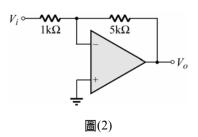


解 (D) (1) 若 $V_A = -2V$,則 $V_o = -\frac{4k}{2k} \times V_A = (-2) \times (-2) = 4(V)$

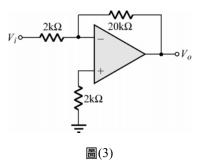
(2) 若
$$V_A$$
= +2V,則 V_o = $-\frac{4k}{2k} \times V_A$ =(-2)×2= -4(V)

(3) 若
$$V_A = -5V$$
,則 $V_o = -\frac{4k}{2k} \times V_A = (-2) \times (-5) = 10(V)$ 。

【96電子四技】



練習 1-2 如圖(3)之反相放大器中,其電壓増益 *V_o/V_i* 為多少分 貝? (A)+20dB (B)+10dB (C)-10dB (D)-20dB。 【90電子四技】



答

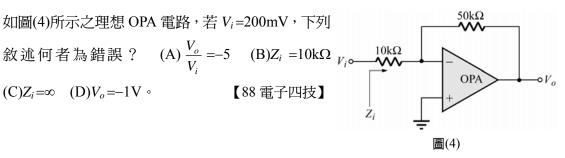
如圖(4)所示之理想 OPA 電路, 若 V_i =200mV,下列

$$(A) \frac{V_o}{V_{\cdot}} = -5$$

$$(B)Z_i = 10k\Omega$$

 $(C)Z_i = \infty$ $(D)V_o = -1V \circ$

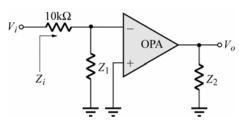
【88 電子四技】





(C) (1)
$$A_V = \frac{V_o}{V_i} = -\frac{R_f}{R_1} = -\frac{50\text{k}}{10\text{k}} = -5$$

(2) 原圖可等效為

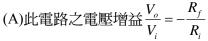


由於 OPA 之
$$A_V = \infty$$
或 $-\infty$,所以 $Z_1 = \frac{Z'}{1 - A_V} = \frac{50 \text{k}\Omega}{1 - (-\infty)} = 0\Omega$ 故 $Z_i = 10 \text{k}\Omega + Z_1 = 10 \text{k}\Omega$

(3) $V_o = A_V \times V_i = (-5) \times (200 \text{mV}) = -1 \text{V}$

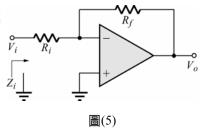


如圖(5)所示,假設其理想運算放大器工作於線性區,試 問下列敘述何者錯誤?



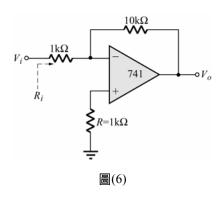
- (B)此電路為負回授連接法
- (C)輸入阻抗 Zi無窮大
- (D)理想運算放大器的輸入端具有虛接地之特性。

【87電子四技】



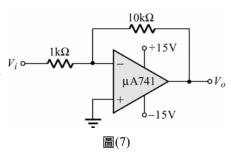
如圖(6)所示的電路,下列敘述何者錯誤?

- (A)電壓增益為-10
- (B)屬反相放大器
- (C)R 有助於消除輸入偏壓電流 (input bias current) 的影響
- (D)輸入電阻 R_i 甚大於 $1k\Omega$ 。 【82 電機四技】



如圖(7)為實際運算放大器之接線,且電源供給電壓 為 15 及-15 伏特, 若輸入電壓為 2 伏特, 則輸出電 壓約為多少? (A)20伏特 (B)14伏特 (C)-14伏 V_i $^{\circ}$ 特 (D)-20 伏特。

【90 電機四技】



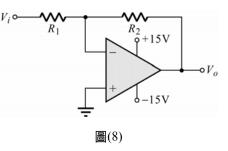
(C) $V_o = A_V \times V_i = (-\frac{10k}{1k}) \times 2 = -20(V)$

由於輸出電壓 (V_o) 已超過 OPA 的電源電壓, 所以 OPA 發生飽和現象, $V_o = V_{o(sat)}^- = -V_{CC} = -15V$,故選(C)-14 伏特。

練習 3-1

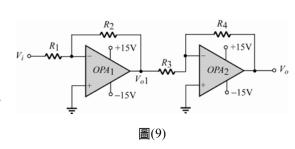
如圖(8)由運算放大器組成反相放大器,當 $R_1=10$ k Ω , V_i \sim $R_2=100$ k Ω , $V_i=2$ V 時,則在輸出端 V_o 可顯現多少電 壓值? (A)20V (B)-20V (C)15V (D)-15V。

【電子四技】



如圖(9)所示之理想運算放大器電路, 若 $R_1=R_2=R_3=1$ k Ω , $R_4=20$ k Ω , $V_i=1$ V, 則 V_o為多少?

(A)-20V (B)-15V (C)15V (D)20V ° 【95 電機電子四技】





練習 3-3

如圖(10)所示電路, $V_{o(sat)} = \pm 15V$,

若 V_i = 4sin 200t V, 則輸出電壓 V_o 約為

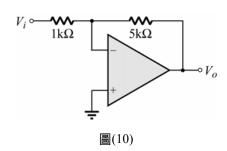
(A)0.8 sin 200t V

(B)輸出電壓 *V_{p-p}* = 30V

(C)4 sin 1000t V

(D)輸出電壓 $V_{p-p} = 0.8V$ 。

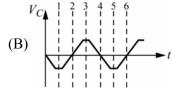
【96電子四技】

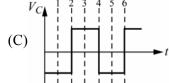


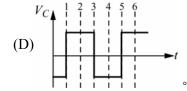
答

如圖(11)電路,若 a 點電壓波形如圖(12),則 c 點電壓波形為以下何者?

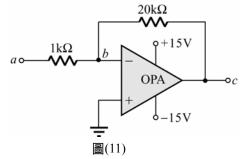


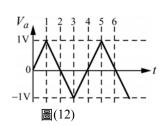






【88 電子保甄】





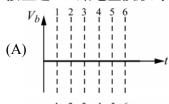
解

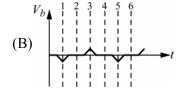
(B) (1) 當 OPA 未飽和時,即 $|V_o|$ < $|\pm 15V|$,輸出電壓波形(V_c)隨著輸入電壓波形(V_a)作線性放

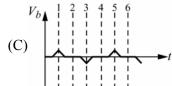
大,此時
$$A_v = -\frac{20k}{1k} = -20$$
,故呈反相放大。

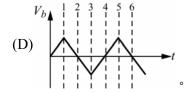
(2) 當 OPA 飽和時,輸出電壓的最大值約為電源電壓($\pm 15V$),此時輸出電壓波形(V_C) 呈現一平坦的波形(固定為 $\pm 15V$ 或 $\pm 15V$,故選(B)。

箭侧 5 接上題,b 點電壓波形為以下何者?









【88 電子保甄】

- (C) (1)當 OPA 未飽和時,即 $|V_o|$ < $|\pm 15V|$,依虚接地觀念,得 $V_b=V_-=V_+=0V$ (兩輸入端電壓)。
 - (2) ① 當 V_a = +1V 時, V_o =-15V(OPA 發生負飽和)

$$\frac{1-V_b}{1k} = \frac{V_b - (-15)}{20k} \implies 20 - 20V_b = V_b + 15$$
, the $V_b = \frac{5}{21}(V)$

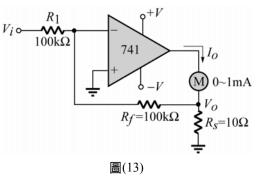
② 當 $V_a = -1$ V 時, $V_b = +15$ V (OPA 發生正飽和)

- ③ 所以 V_b 波形應如(C)圖,當 OPA 未飽和時, V_b =0V;飽和時,則有微小的電壓值。
- 如圖(13)所示,待測電壓 V_i 經放大器推動電流表,若表頭內阻不計,則當輸入電壓 V_i 為 2mV 時,流過電流表的電流為多少?

(A)0.8mA (B)0.7mA

(C)0.5mA (D)0.2mA °

【86 電子四技】



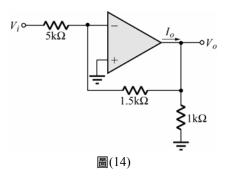
(D) 由於電流表頭的內阻忽略不計,該電路為 OPA 反相放大器

:.
$$V_o = V_i \times A_V = V_i \times (-\frac{R_f}{R_i}) = 2 \times (-\frac{100 \text{k}}{100 \text{k}}) = -2 \text{(mV)}$$

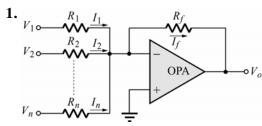
故
$$I_o = \frac{V_o}{R_s} = \frac{-2\text{mV}}{10\Omega} = -0.2\text{mA}$$
(負號表電流方向與 I_o 方向相反)。

練習6 如圖(14)所示電路, V_o 電壓為 2.5V,則 I_o 電流為 (A)2mA (B)3mA (C)4mA (D)5mA °

【82 電子四技】

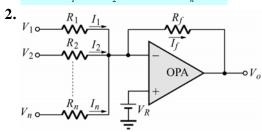


反相加法器



輸出電壓 (V_o) 等於各輸入訊號反相放大後再相加的總和,即

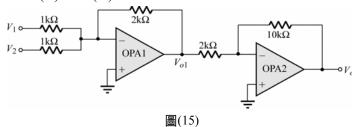
$$V_o = -(\frac{R_f}{R_1}V_1 + \frac{R_f}{R_2}V_2 + \dots + \frac{R_f}{R_n}V_n)$$



利用虛接地觀念,得其輸出電壓 (V_o) 為

$$V_o = (V_1 - V_R)(-\frac{R_f}{R_1}) + (V_2 - V_R)(-\frac{R_f}{R_2}) + \dots + (V_n - V_R)(-\frac{R_f}{R_n}) + V_R$$

如圖(15)所示電路,OPA1 之輸入電壓 V_1 = 0.2V, V_2 = 0.5V,OPA2 之輸出電壓 V_o 為何? (A)0.7V (B)1.4V (C)7V (D)14V ° 【90 電子四技】



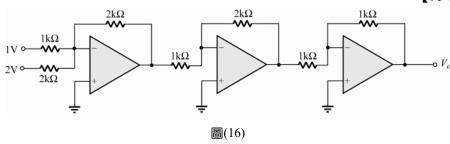
(C) 本電路為兩級的 OPA 放大,OPA1、OPA2 皆為反相加法器

$$(1)V_{o1} = (-\frac{2k}{1k}) \times V_1 + (-\frac{2k}{1k}) \times V_2 = (-2)(0.2) + (-2)(0.5) = -1.4(V) = V_{i2}$$

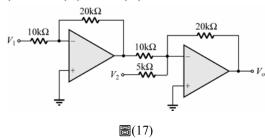
$$(2)V_o = (-\frac{10k}{2k}) \times V_{i2} = (-5) \times V_{o1} = (-5) \times (-1.4) = 7(V)$$

練習 7-1 如圖(16)電路中之輸出電壓 V_o 為多少? (A) -6 V (B) -8 V (C) -10 V (D) -12 V \circ

【95 電機四技】



練習 7-2 如圖(17)所示之電路,運算放大器的飽和電壓為 $\pm 12V$,若 V_1 =-2V, V_2 =1.5V,則 V_o 為 多少? (A)-14V (B)-12V (C)12V (D)14V。 【94 電子四技】



答

答

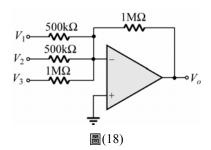
範例 8 如圖(18)所示電路, V₁=1V, V₂=2V, V₃=3V, 則輸出電壓 V_o為多少?
(A)-9V (B)-7V (C)7V (D)9V。

【94 電機電子四技】

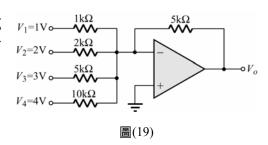
解 (A) 該電路為反相加法器,

所以
$$V_o = (-\frac{1M}{500k}) \times V_1 + (-\frac{1M}{500k}) \times V_2 + (-\frac{1M}{1M}) \times V_3$$

=(-2)×1+(-2)×2+(-1)×3=-9(V)。



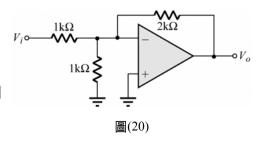
練習 8-1 如圖(19)所示為一運算放大電路,試求輸出電 $\mathbb{E} V_o$ 為若干? (A)-15V (B)-10V (C)10V (D)15V。 【83 電子四技】



練習 8-2 如圖(20),假定運算放大器為理想,

$$\frac{1}{\sqrt{N}} \frac{V_o}{V_i} = ?$$
 (A)+1 (B)-1 (C)+2 (D)-2 °

【91 電機四技】

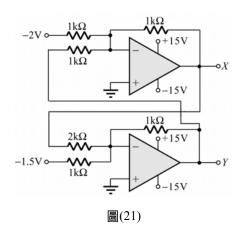


合

練習 8-3 如圖(21)為一類比電路,用運算放大器所組成, 試求 X 點之電壓值為

(A)0.5V (B)1V (C)1.5V (D)2V °

【電子四技】



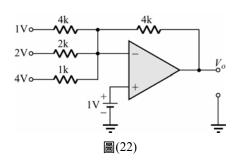
前例 9 試求如圖(22)電路之 V_o=?

(A)
$$-8V$$
 (B) $-10V$ (C) $-12V$ (D) $-13V$ °

【電子保甄】

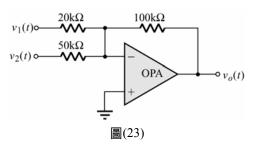
(D)
$$V_o = (1-1) \times (-\frac{4k}{4k}) + (2-1) \times (-\frac{4k}{2k}) + (4-1) \times (-\frac{4k}{1k}) + 1$$

= 0-2-12+1=-13(V) \circ



如圖(23)所示的電路中, OPA 為一理想運算放 大器,當 $v_1(t)=0.5\sin 2\pi t$ 伏特, $v_2(t)=1.25\cos 2\pi t$ 伏特,其中 f=100Hz,則 $v_o(t)$ 之電壓有效值為 多少伏特?

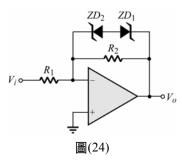
(A)0.75 (B)1.75 (C)2.5 (D)5。【雷機保甄】



- (C) (1) v_1 對 v_o 的影響為 $v_{o1}(t) = A_{v1} \times v_1(t) = -\frac{100 \text{k}}{20 \text{k}} \times 0.5 \sin 2\pi f t = -2.5 \sin 2\pi f t(V)$
 - (2) v_2 對 v_o 的影響為 $v_{o2}(t) = A_{v2} \times v_2(t) = -\frac{100 \text{k}}{50 \text{k}} \times 1.25 \cos 2\pi f t = -2.5 \cos 2\pi f t \text{(V)}$
 - (3) 由於正弦波與餘弦波相差 90° ,即 $\cos\theta = \sin(\theta + 90^{\circ})$

所以
$$v_o(t)$$
的有效值為 $v_o(t)_{rms} = \sqrt{(\frac{2.5}{\sqrt{2}})^2 + (\frac{2.5}{\sqrt{2}})^2} = 2.5(V)$ 。

- 如圖(24)電路的功用為何?
 - (A)作比例限制器使用
 - (B)作精密整流器使用
 - (C)作信號比較器使用
 - (D)作電壓振盪器使用。 【90 電機四技】



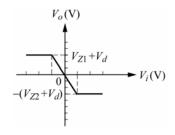
- (A) 設 ZD_1 之崩潰電壓(稽納電壓)為 V_{Z1} , ZD_2 之漰潰電壓為 V_{Z2} ,而稽納二極體之順向電壓降 皆為 V_d (0.7V)
 - (1) 當 $(V_{Z1}+V_d) > V_o > -(V_{Z2}+V_d)$ 時,由於 $ZD_1 \setminus ZD_2$ 皆 OFF,所以 $V_o = -\frac{R_2}{R}V_i$ 。
 - (2) 當 V_o (即 $-\frac{R_2}{R_i}$ V_i) $\geq V_{Zl} + V_d$ 時,由於 ZD_1 逆向崩潰而 ZD_2 順向導通,

所以 V_o 被限制在 $V_{ZI}+V_d$ 的電壓。

(3) 當 V_o (即 $-\frac{R_2}{R_c}V_i$) $\leq -(V_{Z2}+V_d)$ 時,由於 ZD_2 逆向崩潰而 ZD_1 順向導通,

所以 V_o 被限制在 $-(V_{Z2}+V_d)$ 的電壓。

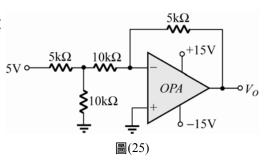
(4) 電路的輸入、輸出轉換曲線如圖所示,故可作為比例限制器。



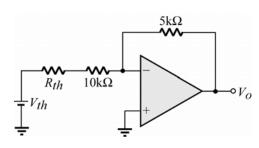
如圖(25)所示之電路,若 OPA 為理想運算放大 器,則 V_o 的電壓為多少?

(A) -1.5V (B) -1.25V (C) 1.25V (D) $1.5V \circ 5V \circ \frac{5k\Omega}{}$

【97 電子四技】



(B) (1) 等效電路如下



$$R_{th} = 5//10 = \frac{5 \times 10}{10 + 5} = \frac{10}{3} \text{ (k}\Omega)$$
 $V_{th} = 5 \times \frac{10}{5 + 10} = \frac{10}{3} \text{ (V)}$

(2) 因為 OPA 電路為反相放大器,所以

$$V_o = \left(-\frac{5}{R_{th} + 10}\right) \times V_{th} = \left(-\frac{5}{\frac{10}{3} + 10}\right) \times \frac{10}{3} = -\frac{5}{4} = -1.25(\text{V})$$

10-3 練習題答案與解析

1-1.(A) 1-2.(A) 2-1.(C) 2-2.(D) 3-1.(D) 3-2.(C) 3-3.(B) 6.(C) 7-1.(B) 7-2.(B)

8-1.(A) 8-2.(D) 8-3.(B)

1-1. 該電路為 OPA 反相放大器,所以 $V_o = (-\frac{5k}{1k}) \times V_i = (-5) \times 2 = -10V$ 。

1-2. (1)
$$A_V = \frac{V_o}{V_i} = -\frac{20\text{k}}{2\text{k}} = -10(\stackrel{\leftrightarrow}{\Box})$$

 $(2)A_V(dB)=20 \log |A_V|=20 \log 10=20(dB) \circ$

2-1. (1)Z_{in} = ∞ (理想 OPA)

$$(2)R_{in} = \frac{R_f}{1 - A_u} / Z_{in} = \frac{R_f}{1 - \infty} / \infty = 0 / / \infty = 0$$

 $(3)Z_i = R_i + R_{in} = R_i + 0 = R_i \circ$

2-2. 輸入電阻 R_i =1k Ω (註:應稱為輸入阻抗較佳)。

3-1.
$$:: V_o = A_V \times V_i = (-\frac{100 \text{k}}{10 \text{k}}) \times 2 = -20(\text{V})$$
已超過 OPA 的電源電壓($\pm V_{CC}$)

...OPA 發生飽和現象, $V_o = V_{o(sat)}^- = -V_{CC} = -15$ 。

3-2. (1)該電路為二級的 OPA 反相放大器

$$V_{o1} = \left(-\frac{R_2}{R_1}\right) \times V_i = \left(-\frac{1k}{1k}\right) \times 1 = -1 \text{ (V)} \quad V_{o2} = \left(-\frac{R_4}{R_2}\right) \times V_{o1} = \left(-\frac{20k}{1k}\right) \times (-1) = 20 \text{ (V)}$$

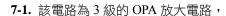
(2)由於 OPA 的電源電壓為 $\pm 15\mathrm{V}$,OPA2 輸出產生飽和,所以其 V_o 為 $15\mathrm{V}$ 。

3-3. $V_o = (-\frac{5k}{1k}) \times V_i = (-5) \times 4 \sin 200t = -20 \sin 200t(V)$ 其峰值($\pm 20V$)已大超過輸出飽和電壓

 $V_{o(sat)} = \pm 15 \, \text{V}$,所以輸出電壓的峰對峰值 $V_{o(p-p)} = 15 - (-15) = 30 \, \text{V}$ 。

6. 由於 OPA 的虛接地特性(V₋=V₊=0V)

$$I_o = I_F + I_L = \frac{V_o}{1.5 \text{k}} + \frac{V_o}{1 \text{k}} = \frac{2.5}{1.5 \text{k}} + \frac{2.5}{1 \text{k}} = 4.17 \text{(mA)} \circ$$



$$V_o = \left[(-\frac{2k}{1k}) \times 1 + (-\frac{2k}{2k}) \times 2 \right] \times (-\frac{2k}{1k}) \times (-\frac{1k}{1k}) = (-2-2) \times (-2) \times (-1) = -8(V) \circ$$

7-2. 該電路為 2級的 OPA 放大電路

$$(1)V_{o1}=A_{v1}\times V_1=(-\frac{20k}{10k})\times (-2)=4(V)$$
 •

$$(2)V_o = \left(-\frac{20k}{10k}\right) \times V_{o1} + \left(-\frac{20k}{5k}\right) \times V_2 = (-2) \times 4 + (-4) \times 1.5 = -14 \text{ (V)}$$

由於-14V 已超出 OPA 的飽和電壓($\pm 12V$),所以 $V_o = V_{o(sat)}^- = -12 V$ 。

8-1. 此電路為 OPA 反相加法器

$$V_o = (-\frac{5k}{1k})V_1 + (-\frac{5k}{2k})V_2 + (-\frac{5k}{5k})V_3 + (-\frac{5k}{10k})V_4 = (-5)\times(1) + (-2.5)\times2 + (-1)\times(3) + (-\frac{1}{2})\times4 = -5 - 3 - 2 = -15(V) \circ (-1)\times(3) + (-\frac{5k}{2k})V_4 = (-5)\times(1) + (-2.5)\times2 + (-1)\times(3) + (-\frac{1}{2})\times4 = -5 - 3 - 2 = -15(V) \circ (-\frac{5k}{2k})V_4 = (-5)\times(1) + (-2.5)\times2 + (-1)\times(3) + (-\frac{1}{2})\times4 = -5 - 3 - 2 = -15(V) \circ (-\frac{5k}{2k})V_4 = (-5)\times(1) + (-2.5)\times2 + (-1)\times(3) + (-\frac{1}{2})\times4 = -5 - 3 - 2 = -15(V) \circ (-\frac{5k}{2k})V_4 = (-\frac{5k}{2k})V_4 = (-5)\times(1) + (-2.5)\times2 + (-1)\times(3) + (-\frac{1}{2})\times4 = -5 - 3 - 2 = -15(V) \circ (-\frac{5k}{2k})V_4 = (-5)\times(1) + (-2.5)\times(1) + (-2$$

8-2. 該電路可視為反相加法器 (另一輸入電壓為 0V——接地)

所以
$$V_o = (-\frac{R_f}{R_i})V_1 + (-\frac{R_f}{R_2})V_2 = (-\frac{2k}{1k}) \times V_i + (-\frac{2k}{1k}) \times 0 = -2V_i$$
 故 $\frac{V_o}{V_i} = -2$ °

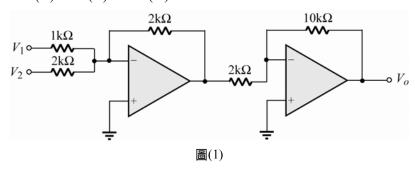
8-3. 由電路得
$$\begin{cases} X = (-\frac{1k}{1k}) \cdot (-2) + (-\frac{1k}{1k}) \cdot Y \cdot \dots \cdot (1) \\ Y = (-\frac{1k}{2k}) \cdot X + (-\frac{1k}{1k}) \cdot (-1.5) \cdot \dots \cdot (2) \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} X = 2 - Y \cdot \dots \cdot (3) \\ Y = -\frac{1}{2} X + 1.5 \cdot \dots \cdot (4) \end{cases}$$

由(3)、(4)式求得 X=1V, Y=1V。

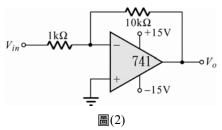


) **1.** 如圖(1)中,若 V_1 =0.2V, V_2 =0.5V,則 V_o 為 (A)4.5V (B)7V (C)10V (D)17V °

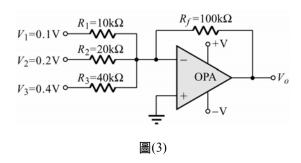
【電子四技】

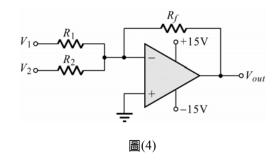


) **2.** 有一實驗運算放大器電路如圖(2),其電源接 $\pm 15V$,設 $V_{in}=2V$,則輸出 V_o 為 ((A)-20V (B)+20V (C)-15V (D)+15V \circ 【81 電子四技】



) 3. 如圖(3)所示之反相加法電路,且運算放大器(OPA)為理想特性,則輸出電壓 V_o 為多少伏特? (A)2 (B)1 (C)-3 (D)-2。 【81 電機四技】



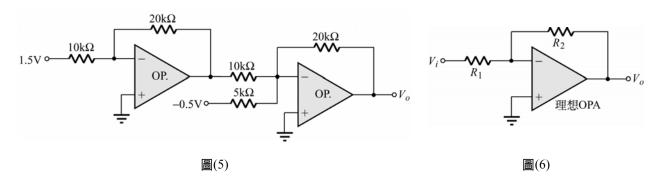


) **4.** 利用 OP-AMP 組成加法電路如圖(4)所示,若 V_1 =2V, V_2 =-1V, R_f =10k Ω , R_1 =2k Ω , 當 V_{out} 希望為-6V 時,則 R_2 之值應為 (A)1k Ω (B)2k Ω (C)2.5k Ω (D)5k Ω \circ

【82電子四技】

() **5.** 如圖(5)中 V_o 為何值? (A)8 伏特 (B)-8 伏特 (C)-6 伏特 (D)4 伏特。

【83 電機保甄】

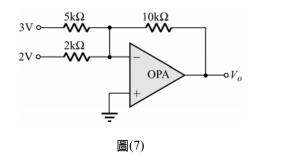


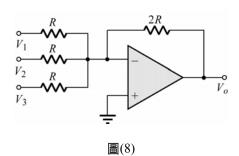
() **6.** 如圖(6)之電路,其電壓增益 $\frac{V_o}{V_i}$ 為 (A) $\frac{R_2}{R_1}$ (B) $1+\frac{R_2}{R_1}$ (C) $-\frac{R_2}{R_1}$ (D) $1-\frac{R_2}{R_1}$ \circ

【84 電子保甄】

- () **7.** 如圖(7)所示反相加法器,若 OPA 為理想運算放大器,且其正負飽和輸出電壓為 $\pm 10V$,則 V_o 應為 (A)+16V (B)-16V (C)+10V (D)-10V \circ 【84 電子四技】
- () **8.** 當運算放大器接成反相放大器時,若輸入為 0.1V 輸出為-1V,若輸入為 0.3V,輸出為 (A)3V (B)0V (C)-3V (D)-6V。 【85 電機四技】
- () 9. 如圖(8)所示之電路, 令 V₁=1V, V₂=2V, V₃=3V, 則 V₀為多少伏特?
 (A)-6V (B)-12V (C)-18V (D)-3V。

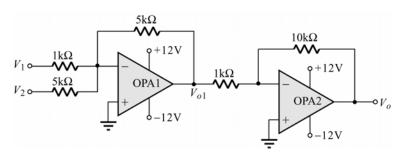
 【86 電子四技】





() **10.** 如圖(9)所示,若 V_1 =0.1V, V_2 =0.2V,則 V_o =? (A)5V (B)6V (C)7V (D)8V。

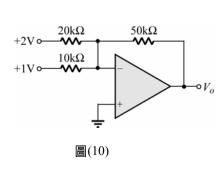
【87電子四技】

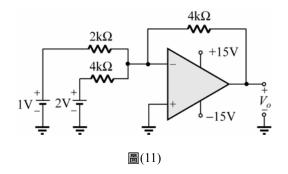


圖(9)

() **11.** 計算圖(10)運算放大器電路中的 *V。*值 (A)+10V (B)+5V (C)-5V (D)-10V。

【87電機四技】

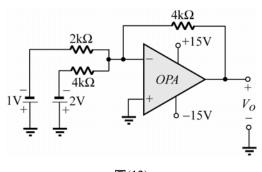




() **12.** 試求圖(11)電路之輸出電壓 V_o 為多少? (A)-4V (B)-2V (C)2V (D)4V。

【94電機四技】

() **13.** 如圖(12)所示之電路,若 OPA 為理想運算放大器,則 V_o 的電壓為多少? (A)4V (B)2V (C)-2V (D)-4V。 【97 電子四技】



圖(12)

10-3 歷屆試題答案與解析

- 3.(C)
- 4.(C)
- 5.(A) 6.(C)
- 7.(D)
- 8.(C)
- 9.(B) 10.(C)

- 11.(D) 12.(A) 13.(A)
- 1. $V_o = \left[\left(-\frac{2k}{1k} \right) \times V_1 + \left(-\frac{2k}{2k} \right) \times V_2 \right] \times \left(-\frac{10k}{2k} \right) = \left[(-2) \times 0.2 + (-1) \times 0.5 \right] \times (-5) = 4.5 \text{ (V)}$
- **2.** (1)電路為 OPA 的反相放大器 $\therefore V_o = V_{in} \times A_V = 2 \times (-\frac{10k}{1L}) = -20$ (V)
 - (2)由於 $|V_o| \ge |\pm V_{CC}|$,故 OPA 飽和。 $V_o = -V_{CC} = -15$ (V)。
- 3. 該電路為 OPA 反相加法器

$$V_o = \left(-\frac{100 \text{k}}{10 \text{k}}\right) \times V_1 + \left(-\frac{100 \text{k}}{20 \text{k}}\right) \times V_2 + \left(-\frac{100 \text{k}}{40 \text{k}}\right) V_3 = (-10) \times 0.1 + (-5) \times 0.2 + (-2.5) \times 0.4 = -3 \text{ (V)}$$

- **4.** : $V_o = (-\frac{R_f}{R_o})V_1 + (-\frac{R_f}{R_o})V_2$ $-6 = (-\frac{10k}{2k}) \times 2 + (-\frac{10k}{R_o}) \times (-1)$ $-6 = -10 + \frac{10k}{R_o}$ $\frac{10k}{R_o} = 4$ $\therefore R_2 = 2.5 \text{K}(\Omega)$
- 5. $V_o = (-\frac{20k}{10k}) \times 1.5 \times (-\frac{20k}{10k}) + (-\frac{20k}{5k}) \times (-0.5) = (-2) \times 1.5 \times (-2) + (-4) \times (-0.5) = 8 \text{ (V)}$
- **6.** 該電路為 OPA 的反相放大器,其 $A_V = \frac{V_o}{V} = -\frac{R_2}{R}$ 。
- 7. (1)該電路為反相加法器,故 $V_o = 3 \times (-\frac{10k}{5k}) + 2 \times (-\frac{10k}{2k}) = -16(V)$ 。
 - (2)由於 OPA 的飽和輸出電壓 $(V_{o(\text{sat})})$ 為 $\pm 10V$ 所以 OPA 實際的輸出電壓 $V_o = V_{o(\text{sat})}^- = -10V$ 。
- **8.** (1): $V_o = A_V \times V_i$, $-1 = A_V \times 0.1$,得 $A_V = -10$ 。
 - (2) $V_o = A_V \times 0.3 = (-10) \times 0.3 = -3(V)$
- 9. 該電路為 OPA 反相加法器 $V_o = (V_1 + V_2 + V_3) \times (-\frac{2R}{D}) = (1 + 2 + 3) \times (-2) = -12 \text{ (V)}$ 。
- 10. : OPA1 為反相加法器, OPA2 為反相放大器

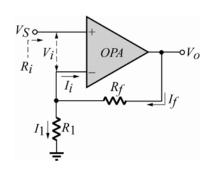
$$\therefore V_{01} = \left(-\frac{5k}{1k}V_1 + \frac{5k}{5k}V_2\right) = -(5 \times 0.1 + 1 \times 0.2) = -0.7 \text{ (V)}$$

$$V_o = -\frac{10k}{1k}V_{i2} = -10 \times V_{o1} = -10 \times (-0.7) = 7 \text{ (V)} \circ$$

- **11.** 該電路為 OPA 反相加法器 $V_o = (-\frac{50k}{20k}) \times 2 + (-\frac{50k}{10k}) \times 1 = (-2.5) \times 2 + (-5) \times 1 = -10 \text{ (V)}$ °
- 12. 該電路為 OPA 反相加法器 $V_o = (-\frac{4k}{2k}) \times 1 + (-\frac{4k}{4k}) \times 2 = (-2) \times 1 + (-1) \times 2 = -4 (V)$ o
- 13. $V_o = (-\frac{4k}{2k}) \times (-1) + (-\frac{4k}{4k}) \times (-2) = 2 + 2 = 4 \text{ (V)}$

10-4 非反相(非倒相)放大器與電壓隨耦器

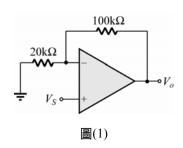
非反相放大器



1. 為電壓串聯負回授的方式(串-並負回授電路)。

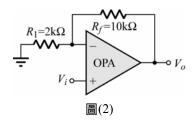
2.
$$A_V = \frac{V_o}{V_S} = 1 + \frac{R_f}{R_1}$$
 (V_o 與 V_S 同相位)。

- 3. 輸出電壓 (V_o) 不受負載的影響,即 $V_o = A_V \times V_S$ o
- **4.** R_i ≒∞ (R_i 為電路的輸入阻抗)。
- 5. 輸出飽和時的狀態。
 - (1) $V_o = V_{o(sat)} = \pm V_{CC}$
 - (2) V+≠V- (兩輸入端不同電位), 虛接地觀念不再適用。
- 如圖(1)所示電路, V_s =1V,則輸出電壓 V_o 為多少? (A)-12V (B)-6V (C)6V (D)12V。【94 電機電子四技】



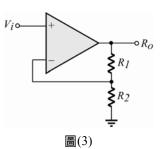
練習 1-1 如圖(2)所示電路,假設理想 OPA,若 R_f =10k Ω , R_1 =2k Ω , V_i =2V,則輸出電壓 V_o =?

(A)9V (B)10V (C)11V (D)12V。 【89電子四技】



練習 1-2 如圖(3)所示之理想運算放大器電路,若 $R_1 = R_2 = 1$ kΩ, $V_i = 1$ V,則 $V_o = ?$ (A) 0 V (B) 1 V (C) 2 V (D) 3 V。

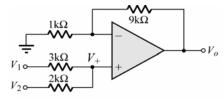
【96 電機電子四技】



50/02 如圖(4)為理想之運算放大器電路,

若 V₁=20mV, V₂=10mV 則 V_o 之大小為何? (A)0.1V (B)0.14V (C)2.7V (D)0.2V。

【85 電機四技】



圖(4)

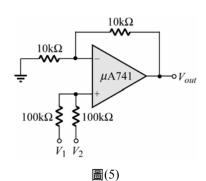
(B) (1)非反相輸入端電壓 (
$$V_{+}$$
) 為 $V_{+}=V_{1}\times\frac{2k}{3k+2k}+V_{2}\times\frac{3k}{3k+2k}=20\times\frac{2}{5}+10\times\frac{3}{5}=14$ (mV)

(2)該電路為非反相放大器,故 $V_o = V_i \times A_V = V_+ \times A_V = 14 \times (1 + \frac{9k}{1k}) = 140 \text{(mV)} = 0.14 \text{(V)}$ 。

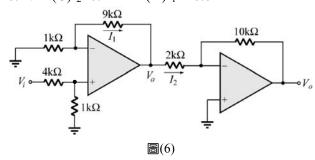
練習 2-1 下列有關圖(5)之敘述何者錯誤?

- (A)為電壓和放大器
- (B) $V_{out} = V_1 + V_2$
- (C)輸出電壓 Vout 可達 200 伏特
- (D)μA741 的電源可由直流電源供應器提供。

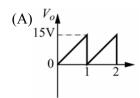
【87 電機四技】

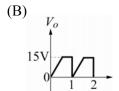


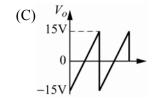
練習 2-2 理想運算放大器電路,如圖(6)所示,其中 V_i =0.2V,請問下列電流、電壓值何者錯誤? (A) V_o =2V (B) V_a =0.4V (C) I_2 =0.2mA (D) I_1 =-0.04mA。 【93 電機電子四技】

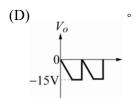


範例 3 如圖(7)的電路, V_o 的波形為

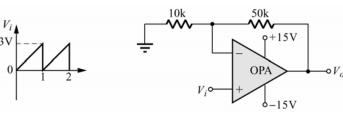












圖(7)

解 (B) 由於電路為非反相放大器, $A_v = \frac{V_o}{V_i} = (1 + \frac{50 \text{k}}{10 \text{k}}) = 6$, $\frac{15}{6} = 2.5$

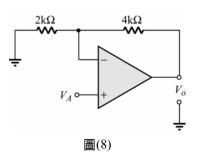
(1)當 $|V_i| \le 2.5 V$ 時, $|V_o| \le 15 V$,故 V_o 波形可依 V_i 波形作線性放大。

(2)當 $V_i > 2.5 \mathrm{V}$ 時,OPA 發生飽和, $V_o = V_{o(sat)}^+ = +15 \mathrm{V}$ 所以 V_o 波形為(B)圖。

練習3 如圖(8)所示的電路,運算放大器的飽和電壓為±12V, 下列選項何者正確?

- (A)若 $V_A = -5V$ 則 $V_o = -12V$
- (B)若 $V_A = -5V$ 則 $V_o = +12V$
- (C)若 $V_A = -2V$ 則 $V_o = +3V$
- (D)若 $V_A = +2V$ 則 $V_o = +1V$ 。

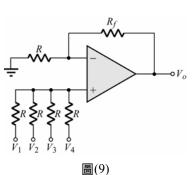
【92電子四技】





如圖(9)所示之加法器,假設其理想運算放大器工作於 線性區,若欲得到輸出電壓值 $V_o=V_1+V_2+V_3+V_4$,則 R_f 之值應設定為多少? (A)2R (B)3R (C)4R (D)5R 。

【87電子四技】



(B) (1) 設 OPA 之非反相輸入端電壓為 V_+ ,

$$||||\frac{V_1-V_+}{R}+\frac{V_2-V_+}{R}+\frac{V_3-V_+}{R}+\frac{V_4-V_+}{R}=0$$

得
$$V_{+} = \frac{1}{4} (V_{1} + V_{2} + V_{3} + V_{4})$$

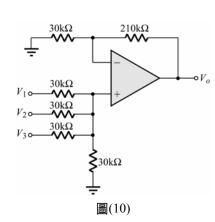
(2) ::
$$V_o = A_V \times V_i = (1 + \frac{R_f}{R}) \times V_+ = V_1 + V_2 + V_3 + V_4$$

$$\therefore (1 + \frac{R_f}{R}) \times \frac{1}{4} (V_1 + V_2 + V_3 + V_4) = V_1 + V_2 + V_3 + V_4 \quad$$
 故得 $R_f = 3R \circ$

練習 4 如圖(10)所示,若 V_1 =10mV, V_2 =20mV, V_3 =30mV,假設 OPA 為理想,試求其輸出電壓

(A)60mV (B)120mV (C)180mV (D)-60mV \circ

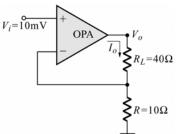
【88電子四技】





如圖(11)中之 I。為多少? (假設該 OPA 為理想運算放大器) (A)0.8mA (B)1mA (C)0.25mA (D)0.5mA •

【86 電子保甄】



圖(11)

(B) 解法有二:

(1) 由虛接地觀念知 $V_R = V_- = V_+ = V_i$

$$\therefore I_R = I_o = \frac{V_R}{R} = \frac{V_i}{R} = \frac{10\text{mV}}{10\Omega} = 1\text{mA}$$

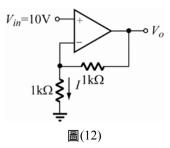
(2) 該電路為非反相放大電路

$$\therefore V_o = V_i \times (1 + \frac{R_L}{R}) = 10 \times (1 + \frac{40}{10}) = 50 \text{(mV)} \quad \text{th} \ I_o = \frac{V_o}{R_L + R} = \frac{50}{40 + 10} = 1 \text{(mA)} \ \circ$$

試求圖(12)電路之電流 I 為多少?

(A)10mA (B)20mA (C)30mA (D)40mA \circ

【95 電機四技】





如圖(13)所示若為一個理想的 OP 的電路,則 R_{in} 為

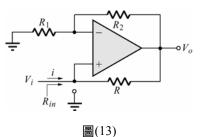
(A)
$$-R(\frac{R_1}{R_2})$$
 (B) $-R(\frac{R_2}{R_1})$

$$(B)-R(\frac{R_2}{R})$$

$$(C) - R(\frac{R_1 + R_2}{R_1})$$

(C)
$$-R(\frac{R_1 + R_2}{R_1})$$
 (D) $-R(\frac{R_1}{R_1 + R_2})$ °

【91 電子四技】





解 (A) (1) ::為非反相放大電路 ::
$$V_o = (1 + \frac{R_2}{R_1})V_i$$

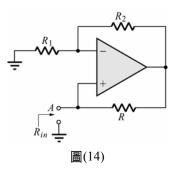
(2)
$$i = \frac{V_i - V_o}{R} = \frac{V_i - (1 + \frac{R_2}{R_1})V_i}{R} = -\frac{R_2}{R \cdot R}V_i$$
 (A)

(3)
$$R_{in} = \frac{V_i}{i} = \frac{V_i}{-\frac{R_2}{R_1 R_1} V_i} = -(\frac{R_1}{R_2})R$$
 °

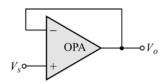
練習 6 如圖(14)已知 $R_1=100$ k Ω , $R_2=10$ k Ω ,R=100k Ω , 則由 A 端看入之輸入電阻 R_m 為

(A)1M Ω (B)-1M Ω (C)2M Ω (D)-2M Ω \circ

【89 電子保甄】



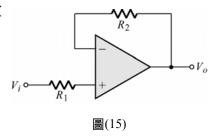
電壓隨耦器



- **1**. 由非反相放大器演變而來,當其 $R_1=\infty$,而 $R_f=0$ 時,即為電壓隨耦器(輸出 V_o 隨著輸入 V_s 作變化,因為 $A_V=1$)。
- 2. $A_v = \frac{V_o}{V_S} = 1 + \frac{R_f}{R_1} = 1 + \frac{0}{\infty} = 1$ ($\beta = 1$,百分之百負回授)。
- 3. 由於輸入阻抗高 $(R_i = ∞)$,輸出阻抗低 $(R_o = 0)$,所以常作為阻抗匹配的緩衝器。
- 4. 輸出飽和時的狀態
 - (1) $V_o = V_{o(\text{sat})} = \pm V_{CC}$
 - (2) V+≠V-(兩輸入端不同電位),虚接地觀念不再適用。
- 節例7 如圖(15)所示理想運算放大器電路, $R_1=R_2=1000$ 歐姆, $V_i=10$ 伏特,則 V_o 應為

(A)4 伏特 (B)6 伏特 (C)8 伏特 (D)10 伏特。

【88 電機保甄】



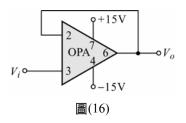
- \bigcirc (D) (1) 由於 OPA 之輸入阻抗為∞,所以 $V_i=V_+$ (R_1 上沒有任何電壓降)。
 - (2) 依據非反相放大器的 V。公式

$$V_o = A_V \times V_+ = (1 + \frac{R_f}{R}) \times V_i = (1 + \frac{R_2}{\infty}) \times 10 = 10(V)$$

- (3) 另解:
 - ① $V_i = V_+ = V_-$ (虛接地觀念)
 - ②由於 I_i =0,所以 R_2 上沒有電壓降,故 V_i = V_+ = V_- = V_o =10 V_o

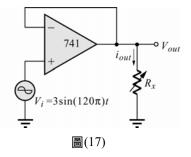
練習 7-1 電壓隨耦器之電路如圖(16)所示,有關其特性敘述,下列何者正確? (A)電壓增益為-1 (B)電壓增益為 1 (C)輸入電阻非常小 (D)輸出電阻非常大。

【91 電子四技】



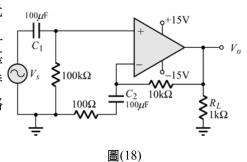
練習 7-2 下列有關圖(17)敘述何者錯誤? (A)為非反向放大器之特例 (B) V_{out} 與 V_i 約相等 (C)電流 i_{out} 是週期性信號 (D)調整可變電阻 R_x 不影響 i_{out} 。

【86 電機四技】



答

如圖(18)所示之電路,在使用一段時間後,因某元件之問題,使得當 $V_s = 0$ 時,輸出為0.4V DC,且會漂移,與原先正常時只有幾個 mV DC,相去甚遠。問題的原因可能為下列何者(以 OPA 實際特性考量)? (A) C_1 開路 (B) C_1 短路 (C) C_2 開路 (D) C_2 短路。



鱼星

- (D) (1) 當電路正常,且 $V_{s=0}$ 時,輸出抵補電壓 (V_{oo}) 只有幾 mV,此值即相當於反相 (-) 與非反相 (+) 間的輸入抵補電壓 (V_{io})。
 - (2) 當 C_2 短路時, $V_{oo}=V_{io}\times A_V=A_{io}\times (1+\frac{10k}{100})=V_{io}\times 101$

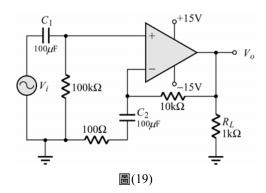
若 V_{io} =4mV,則 V_{oo} =0.404(V)。

練習 8-1

如圖(19)所示之電路,其小訊號中頻之電壓增益約為何(設 OPA 為 741)?

(A)10 (B)100 (C)101 (D)100,000 °

【85 電子保甄】



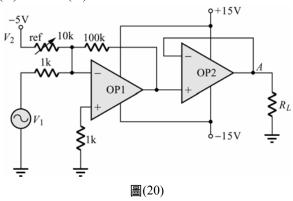
答

練習 8-2

如圖(20)所示,假設信號源 V_1 壞了 (輸出開路),則在 A 點的直流電壓大約為何?

(A) $\pm 0V$ (B) $\pm 7V$ (C)+14V (D)-14V \circ

【87電子保甄】



答

10-4 練習題答案與解析

- 1-1.(D) 1-2.(C) 2-1.(C) 2-2.(A) 3.(A) 4.(B) 5.(A) 6.(B) 7-1.(B) 7-2.(D) 8-1.(C) 8-2.(C)
- **1-1.** 該電路為非反相放大器,故 $V_o = V_i \times A_V = 2 \times (1 + \frac{R_f}{R_l}) = 2 \times (1 + \frac{10 \mathrm{k}}{2 \mathrm{k}}) = 2 \times 6 = 12 \mathrm{(V)}$ 。
- 1-2. 此電路為 OPA 非反相放大器 $V_o = \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right) \times V_i = \left(1 + \frac{1k}{1k}\right) \times 1 = 2(V)$ 。
- **2-1.** (1)非反相輸入端電壓 (V_+) 為

$$V_{+} = V_{1} \times \frac{100 \text{k}}{100 \text{k} + 100 \text{k}} + V_{2} \times \frac{100 \text{k}}{100 \text{k} + 100 \text{k}} = \frac{1}{2} V_{1} + \frac{1}{2} V_{2}$$

$$V_{out} = V_i \times A_V = V_+ \times (1 + \frac{10k}{10k}) = (\frac{1}{2}V_1 + \frac{1}{2}V_2) \times 2 = V_1 + V_2$$
 故為電壓和放大器。

(2)編號 μ A741 的 OPA 通常使用的電源電壓($\pm V_{CC}$)為 $\pm 10V \sim \pm 15V$ 左右,所以 V_{out} 最大的電壓為飽和輸出電壓(約 0.9 倍的 $\pm V_{CC}$)。

2-2. (1)
$$V_o = V_i \times \frac{1k}{4k+1k} \times (1 + \frac{9k}{1k}) \times (-\frac{10k}{2k}) = 0.2 \times \frac{1}{5} \times 10 \times (-5) = -2 \text{ (V)}$$

(2)
$$V_a = V_i \times \frac{1k}{4k+1k} \times (1 + \frac{9k}{1k}) = 0.2 \times \frac{1}{5} \times 10 = 0.4 \text{ (V)}$$

(3)
$$I_2 = \frac{V_a}{2k} = \frac{0.4}{2k} = 0.2 \text{ (mA)}$$

(4)
$$I_1 = -\frac{V_a}{9k+1k} = -\frac{0.4}{10k} = -0.04 \text{ (mA)}$$

$$\vec{x} I_{1} = -\frac{V_{+}}{1k} = -\frac{V_{i} \times \frac{1k}{4k+1k}}{1k} = -\frac{0.2 \times \frac{1k}{5k}}{1k} = -0.04 \text{ (mA)} \circ$$

3. 當
$$V_A$$
= -5 V 時, $V_o = A_V \times V_A = (1 + \frac{4k}{2k}) \times (-5) = -15$ V 超出 OPA 的飽和電壓(±12V),

故
$$V_o = V_{o(sat)}^- = -12 \text{ V}$$
。

4. (1) 設 OPA 之非反相輸入端電壓為 V_+ ,則

$$\frac{V_1 - V_+}{30 \text{k}} + \frac{V_2 - V_+}{30 \text{k}} + \frac{V_3 - V_+}{30 \text{k}} = \frac{V_+}{30 \text{k}} \qquad V_1 - V_+ + V_2 - V_+ + V_3 - V_+ = V_+$$

$$10-V_{+}+20-V_{+}+30-V_{+}=V_{+}$$
 : $V_{+}=\frac{60}{4}=15 \text{(mV)}$

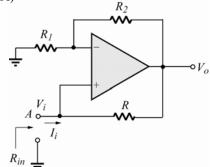
(2)
$$V_o = A_V \times V_+ = (1 + \frac{210k}{30k}) \times 15 = 120 (\text{mV})$$

5. (1):虚接地特性 ∴
$$V_{+} = V_{-} = V_{in} = 10$$
V (2) $I = \frac{V_{-}}{1k} = \frac{10}{1k} = 10 \text{ (mA)}$

6. (1)為非反相放大,所以
$$V_o = (1 + \frac{R_2}{R_i})V_i = (1 + \frac{10}{100})V_i = 1.1V_i$$

(2)
$$I_i = \frac{V_i - V_o}{R} = \frac{V_i - 1.1V_i}{100k} = \frac{-0.1V_i}{100k}$$
 (A)

(3)
$$R_{in} = \frac{V_i}{I_i} = \frac{V_i}{\frac{-0.1V_i}{100\text{k}}} = -1 \text{ M}(\Omega) \circ$$



- **7-1.** OPA 的電壓隨耦器 $A_V=1$ 。
- **7-2.** (1) 該電路為電壓隨耦器;由於 $A_V=1$,所以 $V_o=V_i=3\sin(120\pi)tV_o$

(2)
$$i_{out} = \frac{V_{out}}{R_{_{\scriptscriptstyle Y}}}$$
,故 i_{out} 受 $R_{_{\scriptscriptstyle X}}$ 影響。

8-1. 輸入中頻信號時,
$$C_2$$
可視為短路,該非反相放大器之電壓增益 $A_V = 1 + \frac{10k}{100} = 1 + 100 = 101$ 。

8-2. (1) 當 V_I Open(輸出開路),OP1 之輸出 V_{oI} 最小值為 $V_{oI(min)}$

$$V_{ol(min)} = (-5) \times (-\frac{100 \text{k}}{10 \text{k}}) = +50 \text{ (V)}$$
,由於電源為 $\pm 15 \text{V}$ 所以 $V_{ol(min)} = 15 \text{V}$ 。

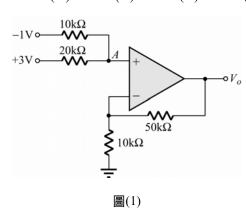
(2) 由於 OP2 為電壓隨耦器 $A_V=1$,故 $V_A=V_{oI}=+15$ V。

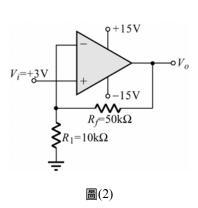


10-4 歷屆試題集錦

() **1.** 若使用理想之運算放大器,圖(1)之 V_o =? (A)0.5V (B)1.0V (C)1.5V (D)2.0V。

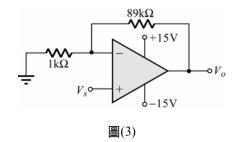
【電子二專】

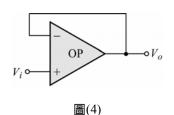




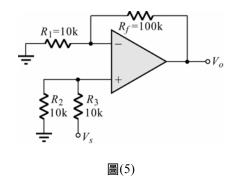
() **2.** 如圖(2)電路所示,其輸出電壓 *V。*為 (A)-18V (B)+2V (C)+18V (D)+15V。

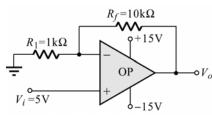
- 【電子二專】
- () **3.** 如圖(3)電路中,運算放大器外加直流電源為 ± 15 V,當 $V_s = 200$ mV,輸出電壓 V_o 為 (A)18V (B)-18V (C)15V (D)-15V。 【電子四技】





- () **4.** 如圖(4)所示之運算放大器電路,其輸出電壓(V_o)為 (A)– V_i (B)1 (C)–1 (D) V_i 。
- 【80 電子保甄】
- () **5.** 如圖(5)中 V_s 為+2V 直流電壓,則 V_o 為(運算放大器為理想運算放大器) (A)11 伏特 (B)1 伏特 (C) -1 伏特 (D) -11 伏特。 【80 電子四技】

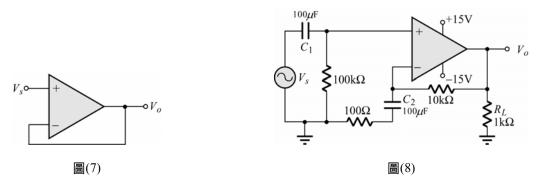




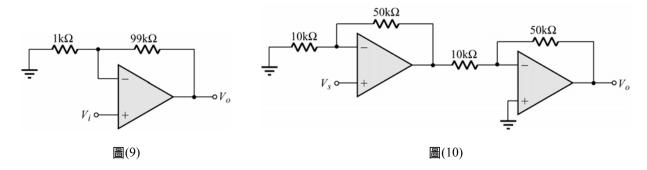
圖(6)

() **6.** 如圖(6)所示之電路,其輸出電壓 V_o為 (A)+55V (B)-55V (C)+15V (D)-15V。

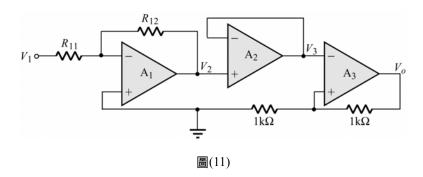
- () **7.** 如圖(7)所示之電路,屬於何種負回授型態? (A)電壓串聯負回授 (B)電壓並聯負回授 (C)電流串聯負回授 (D)電流並聯負回授。 【84電子保甄】
- () **8.** 承上題,其回授因數 β,即回授信號與輸出信號的比值,應為 (A)0 (B)0.5 (C)1 (D)2。 【84 電子保甄】



- () **9.** 如圖(8)所示之電路,負回授之型態為何? (A)電壓串聯負回授 (B)電壓並聯負回 授 (C)電流串聯負回授 (D)電流並聯負回授。 【85電子保甄】
- () **10.** 如圖(9)所示, V_i =10mV,則 V_o 為 (A) -1V (B) -1.1V (C)1V (D)1.1V。 【85 電子四技】



() **12.** 如圖(11)所示的電路為理想運算放大器,其電源電壓為 ± 15 V,若 $R_{12}=4R_{11}$,當 V_1 為-1.9V 時,求 V_3 處的電壓,下列何者較為正確? (A)+7.6V (B)-7.6V (C)+9.5V (D)-9.5V。 【91 電子四技】



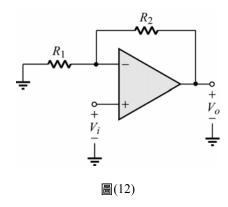
() **14.** 如圖(12)所示之電路中, $\frac{V_o}{V_i}$ = ?

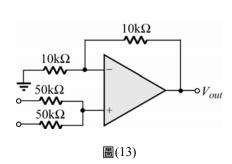
$$(A)1+\frac{R_1}{R_2}$$
 $(B)-(1+\frac{R_1}{R_2})$ $(C)1+\frac{R_2}{R_1}$ $(D)-(1+\frac{R_2}{R_1})$ \circ 【92 電機四技】

() **15.** 如圖(13)所示,求輸出電壓 *V_{out}*=? (A)4V (B)6V (C)8V (D)10V。

【93 電機四技】

() **16.** 如圖(14)中的運算放大器假設具有理想特性,當 V=1V 輸入時,求輸出電壓 V_o 為多少? (A)-2V (B)-1V (C)1V (D)2V。 【94 電機四技】

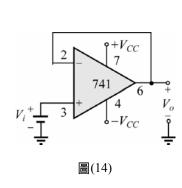


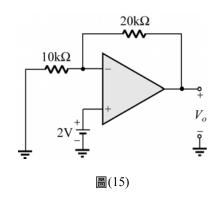


() 17. 如圖(15)中的運算放大器假設具有理想特性,其輸出電壓 V_o 為多少?

(A)1V (B)2V (C)4V (D)6V °

【94電機四技】

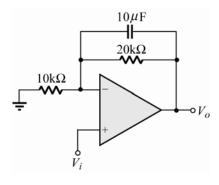




() 18. 如圖(16)所示之理想運算放大器電路,其高頻電壓增益約為何?

(A)0dB (B)
$$-10dB$$
 (C) $-15dB$ (D) $-20dB \circ$

【97 電機電子四技】



圖(16)

10-4 歷屆試題答案與解析

9.(A) 10.(C)

5.(A)

1.
$$V_{+} = (-1) \times \frac{20k}{10k + 20k} + 3 \times \frac{10k}{10k + 20k} = \frac{1}{3} (V)$$

$$V_o = A_V \times V_+ = (1 + \frac{50k}{10k}) \times \frac{1}{3} = 2 \text{ (V)}$$

2.
$$V_o = A_V \times V_i = (1 + \frac{50k}{10k}) \times 3 = 18 \text{ (V)}$$

由於 OPA 的電源電壓為 $\pm 15 \,\mathrm{V}$,所以 OPA 的輸出發生飽和, $V_o = +15 \,\mathrm{V}$ 。

3.
$$V_o = A_V \times V_S = (1 + \frac{89k}{1k}) \times 0.2 = 18 \text{ (V)}$$

由於 OPA 的電源電壓為 $\pm 15 \,\mathrm{V}$,所以 OPA 的輸出發生飽和, $V_o = \pm 15 \,\mathrm{V}$ 。

- **4.** 該電路為 OPA 的電壓隨耦器, $A_V=1$,即 $V_o=V_i$ 。
- 5. 該電路為 OPA 的非反相放大器

$$\therefore V_o = A_V \times V_i = (1 + \frac{R_f}{R_1}) \times \frac{R_3}{R_3 + R_2} V_S = (1 + \frac{100k}{10k}) \times \frac{10k}{10k + 10k} \times 2 = 11(V) \circ$$

6. (1)該電路為 OPA 非反相放大器

$$V_o = V_i \times A_V = V_i \times (1 + \frac{R_f}{R_c}) = 5 \times (1 + \frac{10k}{1k}) = 55 \text{ (V)} \circ$$

(2)由於 $|V_o| \ge |\pm V_{CC}|$,故 OPA 飽和, $V_o = +V_{CC} = +15(V)$ 。

7. $A_{v_f} = \frac{V_o}{V_-} = 1$ 為電壓隨耦器 \therefore 為電壓串聯負回授型態,而電壓隨耦器一般均作為阻抗匹配使

用,因其具有高輸入阻抗與低輸出阻抗的特性。

8. 回授因數
$$\beta = \frac{V_f}{V_o} = \frac{V_o}{V_o} = 1$$
 (為百分之百的負回授)。

- 9. OPA 的非反相放大器及電壓隨耦器均為電壓串聯負回授電路。
- 10. 該電路為非反相放大器,故

$$V_o = V_i \times A_V = 10 \times (1 + \frac{99 \text{k}}{1 \text{k}}) = 1000 \text{ (mV)} = 1(\text{V}) \circ$$

11. 該電路為兩級的 OPA 放大,第一級為非反相放大,第二級為反相放大

$$\frac{V_o}{V_c} = A_{V1} \times A_{V2} = (1 + \frac{50k}{10k}) \times (-\frac{50k}{10k}) = 6 \times (-5) = -30$$

12.
$$V_2 = -\frac{R_{12}}{R_{11}}V_1 = -\frac{4R_{11}}{R_{11}}V_1 = (-4) \times (-1.9) = 7.6 \text{ (V)}$$

$$V_3 = V_2 = 7.6 \text{ V} (A_2 \text{ OPA 為電壓隨耦器}, A_V = 1)$$
。

13. (1)由於承上題,故 V_3 處為測量電壓波形,所以為正弦波,即

$$V_3 = V_2 = -\frac{R_{12}}{R_{11}}V_1 = -4V_1 = -4\sin(2000\pi t)$$
 (大特

- $(2)V_o$ 處為一直流電壓 (+15V或-15V),故其波形為一直線。
- (3)本題並未明確指出何處的電壓波形,實在不該…出題者該記一小過。

14. 該電路為 OPA 非反相放大,
$$A_{V}=\frac{V_{o}}{V_{i}}=1+\frac{R_{2}}{R_{1}}$$
 。

15. (1)
$$V_{+} = 4 \times \frac{50k}{50k + 50k} + 4 \times \frac{50k}{50k + 50k} = 4 \text{ (V)} \circ$$

$$(2)V_o = A_V \times V_+ = (1 + \frac{10k}{10k}) \times 4 = 8 \text{ (V)} \circ$$

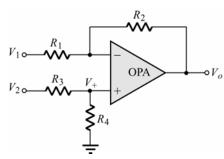
- **16.** 該電路為 OPA 的電壓隨耦器, $A_V=1$,即 $V_o=V_i=1$ V。
- 17. 該電路為 OPA 非反相放大 $V_o = A_V \times V_i = (1 + \frac{20k}{10k}) \times 2 = 6(V)$ 。
- 18. 由於在高頻時 $10\,\mu\mathrm{F}$ 的電容抗視為 0(短路),所以該電路的高頻電壓增益 $A_V = (1 + \frac{0}{10\mathrm{k}}) = 1$,

其 dB 值則為 20 log A_V = 20 log 1=0 (dB)。

10-5 減法器(差放大器)

基本型減法器

利用重疊定理,將 V_1 輸入與 V_2 輸入分別應用前述的反相放大器與非反相放大器的公式,就可獲得其輸出電壓,即



 $1. \Leftrightarrow V_2 = 0$,考慮 V_1 對 V_o 的影響(反相放大作用)

$$V_{o1} = -\frac{R_2}{R_1} V_1$$

 $2. \Leftrightarrow V_1=0$,考慮 V_2 對 V_o 的影響(非反相放大作用)

$$V_{o2} = (1 + \frac{R_2}{R_1})V_+ = (1 + \frac{R_2}{R_1})(\frac{R_4}{R_3 + R_4}V_2)$$

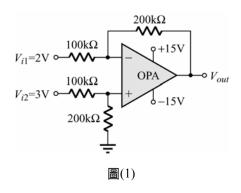
3. 所以
$$V_o = V_{o1} + V_{o2} = (-\frac{R_2}{R_1}V_1) + (1 + \frac{R_2}{R_1})(\frac{R_4}{R_3 + R_4}V_2)$$

4. 當 $R_1 = R_3 \cdot R_2 = R_4$ 時

$$\begin{aligned} V_o &= (-\frac{R_2}{R_1}V_1) + (1 + \frac{R_2}{R_1})(\frac{R_4}{R_3 + R_4}V_2) \\ &= (-\frac{R_2}{R_1}V_1) + (1 + \frac{R_2}{R_1})(\frac{R_2}{R_1 + R_2}V_2) = \frac{R_2}{R_1}V_2 - \frac{R_2}{R_1}V_1 = (V_2 - V_1)\frac{R_2}{R_1} \end{aligned}$$

如圖(1)所示電路,若OPA 視為理想放大器, 則輸出電壓 V_{out} 為多少?

【89電子四技】



(1) 該電路為減法放大器,

$$\coprod R_1=R_3=100\mathrm{k}\Omega$$
 , $R_2=R_4=200\mathrm{k}\Omega$,

所以
$$V_{out} = (V_{i2} - V_{i1}) \times \frac{200 \text{k}}{100 \text{k}} = (3 - 2) \times 2 = 2 \text{ (V)}$$
。

(2) 利用重疊原理,分別計算出反相放大器與非反相放大器之 V_o ,再相加求其真正的輸出值。

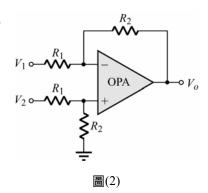
$$V_{o1} = A_V \times V_{i1} = (-\frac{200 \text{k}}{100 \text{k}}) \times 2 = -4(\text{V})$$
 $V_{o2} = A_V \times V_+ = (1 + \frac{200 \text{k}}{100 \text{k}}) \times (3 \times \frac{200 \text{k}}{100 \text{k} + 200 \text{k}}) = 3 \times 2 = 6(\text{V})$

練習 1-1 如圖(2)所示之 OPA 電路,若 OPA 為理想運算放大器,則 V_o 應為

(A)
$$-(\frac{R_2}{R_1}) \times (V_1 - V_2)$$
 (B) $(\frac{R_2}{R_1}) \times (V_1 - V_2)$

(C)
$$-(\frac{R_2}{R_1}) \times (V_2 - V_1)$$
 (D) $(\frac{R_1}{R_2}) \times (V_1 - V_2)$ °

【84 電子四技】



練習1-2 如圖(3)的輸出電壓 V。應近似於下列何值?

(A)10V (B)0V (C)-10V (D)15V。 【86 電子保甄】

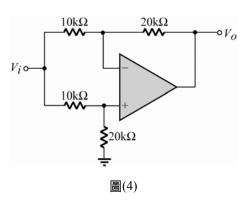
0.5V \sim $2k\Omega$ OPA + 0.5V \sim $20k\Omega$ + 0.5V \sim $20k\Omega$ + 0.5V \sim 0.5

練習 1-3 如圖(4)所示之運算放大器電路,當 V_i = $5\sin(2\pi \times 1000t)$ V 時,輸出電壓 V_o =?

- (A) $-10 \sin(2 \pi \times 1000t)$ V
- (B) $-10\cos(2\pi \times 1000t)V$
- (C)5 $\sin(2\pi \times 1000t)$ V

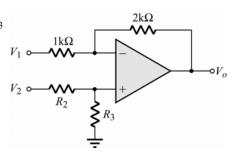
(D)0V °

【96 電機電子四技】



在圖(5)的減法器中,輸出電壓 $V_o=V_2-2V_1$,則 R_2/R_3 須等於多少? (A)0.33 (B)0.5 (C)1 (D)2。

【89 電機四技】

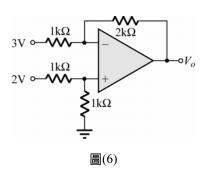


- 解 (D) 利用重疊定理分別計算
 - (1) 考慮 V_1 時,將 V_2 設為 0

$$V_{o1} = A_{V1} \times V_1 = (-\frac{2k}{1k}) \times V_1 = -2V_1$$

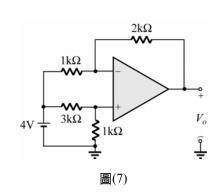
- (2) 考慮 V_2 時,將 V_1 設為 0 $V_{o2} = A_{V2} \times V_+ = (1 + \frac{2k}{1k}) \times (V_2 \times \frac{R_3}{R_2 + R_3}) = \frac{3R_3}{R_2 + R_3} V_2$
- (3) 由於 $V_o = V_2 2V_1 = V_{o1} + V_{o2} = -2V_1 + \frac{3R_3}{R_2 + R_3} V_2$ 所以 $\frac{3R_3}{R_2 + R_3} V_2 = V_2$,得 $R_2 = 2R_3$,故 $R_2/R_3 = 2$ 。
- 練習 2-1 如圖(6)假設運算放大器是理想的,則 V_o 的值為 (A)-3V (B)3V (C)-4V (D)4V。

【89 電子推甄】



練習 2-2 理想運算放大器電路,如圖(7)所示,請問 V_o =? (A)–5V (B)5V (C)–6V (D)6V。

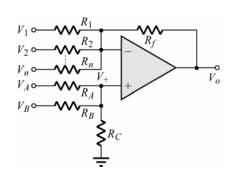
【93 電機電子四技】





複雜型減法器(多端輸入)

此時若應用重疊定理就會稍嫌複雜,只須應用密爾門定理求得非反相輸入端的電壓 (V_+) ,再應用虛接地的觀念即可獲得輸出電壓(與前面 10-3 節反相加法器中類似)。



$$V_{+} = \frac{\frac{V_{A}}{R_{A}} + \frac{V_{B}}{R_{B}} + \frac{0}{R_{C}}}{\frac{1}{R_{A}} + \frac{1}{R_{B}} + \frac{1}{R_{C}}} (密爾門定理)$$

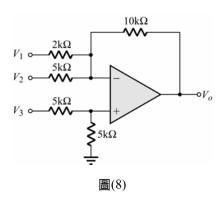
$$V_{o} = (V_{1} - V_{+}) \times (-\frac{R_{f}}{R_{1}}) + (V_{2} - V_{+}) \times (-\frac{R_{f}}{R_{2}}) + \cdots + (V_{n} - V_{+}) \times (-\frac{R_{f}}{R_{n}}) + V_{+}$$

節例3 如圖(8)已知 V_1 =1V, V_2 =-1V, V_3 =2 V, 則 V_o = (A)4V (B)5V (C)6V (D)7V。

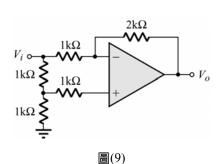
【89 電子保甄】

(B) (1)
$$V_{+}=V_{3} \times \frac{5k}{5k+5k} = 2 \times \frac{1}{2} = 1(V)$$

(2) $V_{o}=(V_{1}-V_{+}) \times (-\frac{10k}{2k}) + (V_{2}-V_{+}) \times (-\frac{10k}{5k}) + V_{+}$
 $=(1-1) \times (-5) + (-1-1) \times (-2) + 1 = 5(V) \circ$



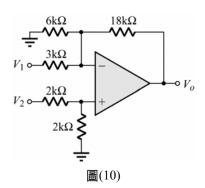
練習 3-1 如圖(9)中使用理想運算放大器,若 V_i =10 伏特, 則輸出電壓 V_o 為 (A)-5 伏特 (B)5 伏特 (C)-10 伏特 (D)10 伏特。 【82 電機台北】



練習 3-2 如圖(10)輸出 V_o 與輸入 $V_1 \times V_2$ 之關係為

(A) $-9V_1+5V_2$ (B) $-6V_1+3.5V_2$

(C)-6V₁+5V₂ (D)-9V₁+3.5V₂。 【83 電子台北】



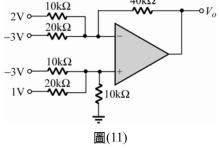
6kΩ電阻可視為接上 0V 電壓的電阻。

節例 4 如圖(11)所示電路,其輸出電壓 V。為多少?

(A)-9V (B)-7V (C)3V (D)4V °

【95 電機電子四技】

解 (A) (1)設 OPA 非反相輸入端的電壓,為 V_+

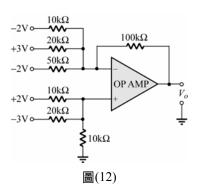


$$(2) V_o = \left[2 - (-1)\right] \times \left(-\frac{40 \mathrm{k}}{10 \mathrm{k}}\right) + \left[-3 - (-1)\right] \times \left(-\frac{40 \mathrm{k}}{20 \mathrm{k}}\right) - 1 = 3 \times (-4) + (-2) \times (-2) - 1 = -9(\mathrm{V}) \circ (-2) + (-2) \times (-2) - 1 = -9(\mathrm{V}) \circ (-2) + (-2) \times (-2) \times (-2) + (-2) \times (-2) \times (-2) + (-2) \times (-2) \times$$

練習 4-1 如圖(12)所示之電路,其輸出電壓 V_o 約為

 $(A)14V \quad (B)12V \quad (C)10V \quad (D)8V \, \circ \,$

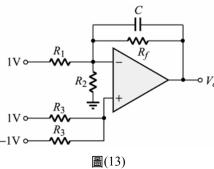
【電子四技】



練習 4-2 如圖(13)為理想運算放大器之電路,其輸出電壓為

多少伏特? (A) $-\frac{R_f}{R_1}$ (B) $-\frac{1/(1/R_f + C)}{R_1}$

(C)
$$-\frac{(R_f + 1/C)}{R_1 + R_2}$$
 (D) $-\left(\frac{R_f}{R_1}\right)\left(\frac{R_3}{R_2}\right)$ \circ



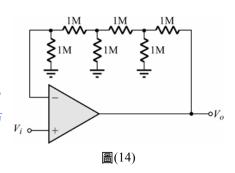
如圖(14)所示之 OPA 電路,其增益 V_o/V_i 為多少?

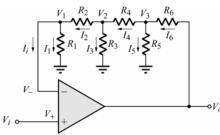
(A)13 (B)11 (C)12 (D)14。 【83 電子嘉南】

(A) 設 V_i =+1V(原因:電路電阻為 $1M\Omega$,若電阻為 $5M\Omega$, 則設+5V),另為了説明方便,故將所有電阻以編號方

(1) $V_i = V_+ = V_- = V_1 = 1$ V (虚接地, $I_i = 0 \cdot R_i = \infty$)

$$I_1 = \frac{V_1}{R_1} = \frac{V_i}{R_1} = \frac{1}{1} = 1(\mu A)$$





(2) :: $I_2 = I_1 + I_i = I_1 = 1 \mu A$:: $V_2 = I_2 R_2 + V_1 = 1 \times 1 + 1 = 2(V)$

(3) ::
$$I_3 = \frac{V_2}{R_3} = \frac{2}{1} = 2(\mu A)$$
 $I_4 = I_2 + I_3 = 1 + 2 = 3(\mu A)$:: $V_3 = I_4 R_4 + V_2 = 3 \times 1 + 2 = 5(V)$

(4) :
$$I_5 = \frac{V_3}{R_5} = \frac{5}{1} = 5(\mu A)$$
 $I_6 = I_4 + I_5 = 3 + 5 = 8(\mu A)$: $V_o = I_6 R_6 + V_3 = 8 \times 1 + 5 = 13(V)$

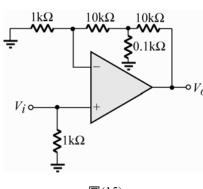
(5)
$$\frac{V_o}{V_c} = \frac{13}{1} = 13 \circ$$

練習5 如圖(15)所示之理想運算放大器電路,其電壓增益

 $\frac{V_o}{V}$ 之值爲何? (A)621 (B)821 (C)1121

(D)1321 °

【97 電機電子四技】

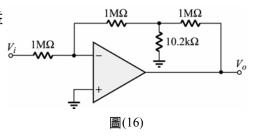


圖(15)

题例 6 如圖(16)為理想運算放大器之電路,其電壓增益

為 (A)-1.01 (B)-2 (C)-2.01 (D)-100。

【92 電機電子四技】

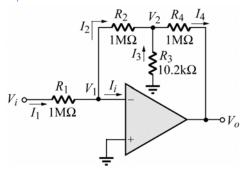


M (D) (1) 設 V_i =1V,則 I_1 = $\frac{V_i-V_1}{R_1}$ = $\frac{1-0}{1M}$ =1(μ A) (OPA 虛接地 V_1 =0)

(2)
$$:: I_i=0$$
 (OPA 的 $R_i \to \infty$), $:: I_2=I_1-I_i=I_1=1\mu$ A 故 $V_2=-I_2R_2=-1\times 1=-1$ (V)

(3)
$$I_3 = \frac{V_2}{R_2} = \frac{1}{10.2 \text{k}} = \frac{1}{10 \text{k}} = 0.1 \text{(mA)} = 100 (\mu \text{A})$$

(4)
$$V_o$$
= $-I_4R_4+V_2$ = $-(I_2+I_3)\times R_4+V_2$ = $-(1+100)\times 1+(-1)$ = $-102(V)$ 所以 $A_V = \frac{V_o}{V_c} = \frac{-102}{1} = -102$,故選(D)。



10-5 練習題答案與解析

1-1.(A) 1-2.(C) 1-3.(D) 2-1.(A) 2-2.(A) 3-1.(A) 3-2.(C) 4-1.(B) 4-2.(A) 5.(C)

1-1.
$$V_o = V_2 \times (\frac{R_2}{R_1 + R_2}) \times (1 + \frac{R_2}{R_1}) + V_1 \times (-\frac{R_2}{R_1}) = V_2 \times (\frac{R_2}{R_1}) - V_1 \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \stackrel{\rightleftharpoons}{\Longrightarrow} V_o = (V_1 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = -(\frac{R_2}{R_1})(V_1 - V_2) \times \frac{R_2}{R_1}$$

- **1-2.** 電路為 OPA 的減法器 $\therefore V_o = (-0.5 0.5) \times \frac{20k}{2k} = -10 \text{ (V)}$ \circ
- 1-3. 該電路為 OPA 減法器,由於 $V_{i1}=V_{i2}$,所以 $V_o=0$ 。
- 2-1. 分別利用反相放大器與非反相放大器,求得其輸出總和

$$V_o = 3 \times (-\frac{2k}{1k}) + 2 \times \frac{1k}{1k+1k} \times (1 + \frac{2k}{1k}) = -6 + 2 \times \frac{1}{2} \times 3 = -3(V)$$

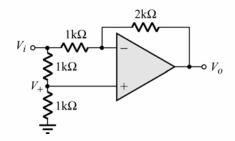
2-2. 在反相輸入端 $1k\Omega$ 處與非反相輸入端 $3k\Omega$ 處均輸入 4V 之,利用重疊定理,得

$$V_o = 4 \times (\frac{-2k}{1k}) + 4 \times \frac{1k}{3k+1k} \times (1 + \frac{2k}{1k}) = (-8) + 3 = -5 \text{ (V)} \circ$$

3-1. (1) 由於靠近非反相輸入端的 $1k\Omega$ 電阻沒有電流流過 (::OPA 輸入阻抗∞), 所以沒有電壓降(電壓降為0),故可省略;該電路等效圖如下圖所示。

(2)
$$V_{+}=V_{i} \times \frac{1k}{1k+1k} = 10 \times \frac{1}{2} = 5(V)$$

$$V_{o}=(V_{i}-V_{+}) \times (-\frac{2k}{1k}) + V_{+}=(10-5) \times (-2) + 5 = -5(V) \circ V_{+} = 1 + \frac{2k}{1k\Omega} \times V_{2} = \frac{1}{2}V_{2}$$



3-2. (1)
$$V_{+} = 1 \frac{2k}{2k + 2k} \times V_{2} = \frac{1}{2}V_{2}$$

$$(2) V_o = (V_1 - V_+) \times \left(-\frac{18k}{3k}\right) + (0 - V_+) \times \left(-\frac{18k}{6k}\right) + V_+$$

$$= (V_1 - \frac{1}{2}V_2)(-6) + 3V_+ + V_+ = -6V_I + 3V_2 + 2V_2 = -6V_I + 5V_2 \circ$$

4-1. 此為複雜型減法器,依密爾門定理得

$$V_{+} = \frac{\frac{2}{10k} + \frac{-3}{20k} + \frac{0}{10k}}{\frac{1}{10k} + \frac{1}{20k} + \frac{1}{10k}} = \frac{\frac{1}{20k}}{\frac{5}{20k}} = 0.2(V)$$

$$V_o = (-2-V_+) \times (\frac{-100k}{10k}) + (3-V_+) \times (\frac{-100k}{20k}) + (-2-V_+) \times (\frac{-100k}{50k}) + V_+$$

$$= (-2 - 0.2) \times (-10) + (3 - 0.2) \times (-5) + (-2 - 0.2) \times (-2) + 0.2 = 22 - 14 + 4.4 + 0.2 = 12.6(V) \circ (-2 - 0.2) \times (-2 - 0$$

- **4-2.** (1) 由於電路為直流放大,所以電容 C 可忽略,而電阳 R_2 可視為接 0V 電壓的電阳。
 - (2) 利用複雜型減法器的解法即可得輸出電壓 V_a

① OPA 非反相輸入端的電壓
$$V_o$$
 為 $V_+ = \frac{R_3}{R_3 + R_3} \times 1 + \frac{R_3}{R_3 + R_3} \times (-1) = 0$ (V)

②
$$V_o = (1 - V_+) \times (-\frac{R_f}{R_1}) + (0 - V_+) \times (-\frac{R_f}{R_2}) + V_+ = (1 - 0) \times (-\frac{R_f}{R_1}) + (0 - 0) \times (-\frac{R_f}{R_2}) + 0 = -\frac{R_f}{R_1}$$

5. 設 V_i = 1V,OPA 由於 OPA 電路虛接地之故,所以 V_i = V_+ = V_- = 1V

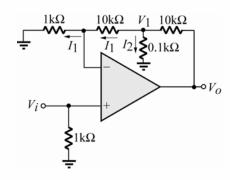
$$I_1 = \frac{V_-}{1k} = \frac{1}{1k} = 1 \text{ (mA)}, V_1 = I_1 \times 10k + V_- = 1 \times 10 + 1 = 11 \text{ (V)}$$

$$I_2 = \frac{V_1}{0.1\text{k}} = \frac{11}{0.1\text{k}} = 110(\text{mA})$$

$$V_o = (I_1 + I_2) \times 10\text{k} + V_1$$

$$= (1+110) \times 10+11=1121(\text{V})$$

$$\text{FLU} \frac{V_o}{V} = \frac{1121}{1} = 1121 \circ$$



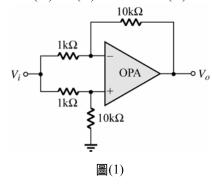


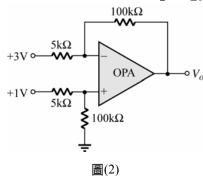
10-5 歷屆試題集錦

() **1.** 如圖(1)所示電路,當 $V_i = 10\sin \omega t$ 時, V_o 為

(A)0 (B)- $15\sin\omega t$ (C) $100\sin\omega t$ (D)- $100\sin\omega t$ \circ

【80 電機四技】





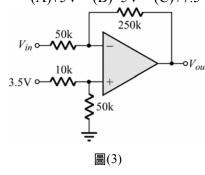
() **2.** 如圖(2)所示電路,其輸出電壓 V_o應為 (A)20V (B)-20V (C)40V (D)-40V。

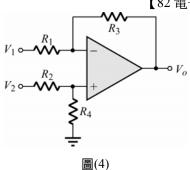
【81 電機保甄】

() **3.** 如圖(3)所示,當輸入電壓 V_{in} 為 5V 時,其輸出電壓 V_{out} 為

(A)+5V (B)-5V (C)+7.5V (D)-7.5V \circ

【82 電子保甄】



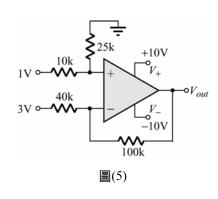


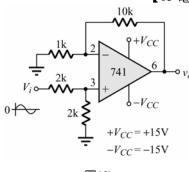
- () **4.** 如圖(4)所示電路中,如果 V_1 =4mV, V_2 =3mV, R_1 = R_2 =10kΩ, R_3 = R_4 =600kΩ,且運算放大器 (OPA) 具有理想特性,則輸出電壓 V_o 為多少?
 - (A)720mV (B)60mV (C)0 (D)-60mV \circ

【83 電機四技】

() **5.** 如圖(5)所示,其輸出電壓 *V_{out}* 為 (A)-5V (B)5V (C)-2.5V (D)2.5V。

【83 電子保甄】

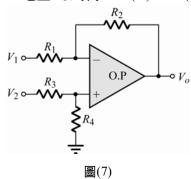


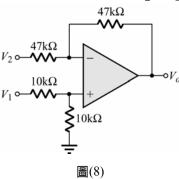


圖(6)

() **6.** 如圖(6)所示為非反相放大電路,若 V_i 為 $1V_{P-P}$,1kHz 的正弦波,則輸出 V_o 的振幅 為 $(A)1V_{P-P}$ $(B)10V_{P-P}$ $(C)11V_{P-P}$ $(D)5.5V_{P-P}$ 。 【83 電子四技】

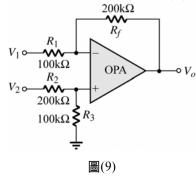
() **7.** 如圖(7)電路中 R_1 =10kΩ, R_2 =20kΩ, R_3 =40kΩ, R_4 =20kΩ, V_1 =1V, V_2 =3V,則輸出電壓 V_o 為何? (A)1V (B)2V (C)3V (D)-1V。 【84 電機四技】

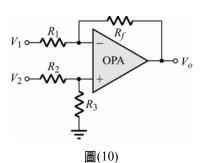




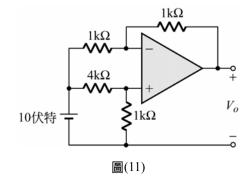
() **8.** 如圖(8)所示,若 V₁=3V,V₂=2V,則 V₀為 (A)1V (B)2V (C)-1V (D)-2V。

- 【85電子四技】
- () 9. 如圖(9)所示,若 V_1 =8V, V_2 =16V, R_1 = R_3 =100k Ω , R_2 = R_f =200k Ω ,則輸出電壓 V_o 應接近多少? (A)8V (B)0V (C)-8V (D)16V。 【86電子四技】





- () **10.** 如圖(10)所示,若 R_1 =10k Ω , R_2 =5k Ω , R_3 =5k Ω , R_f =10k Ω ,且 V_1 =2 伏特, V_2 =3 伏特,則輸出電壓 V_o 為 (A)1V (B)2V (C)3V (D)5V。 【88 電機四技】
- () **11.** 如圖(11)所示之電路,電壓 *V。*應為 (A)-6 伏特 (B)-8 伏特 (C)-10 伏特 (D)-12 伏特。 【88 電機保甄】



10-5 歷屆試題答案與解析

1. 解法有二:

(1)該電路為 OPA 減法器,且
$$V_{i1} = V_{i2}$$
,所以 $V_o = (V_{i1} - V_{i2}) \times \frac{10k}{1k} = 0 \times 10 = 0$ (V) 。

(2)利用重疊定理,各別計算,最後再相加

①
$$V_{o1} = A_{V1} \times V_{+} = (1 + \frac{10k}{1k}) \times \frac{10k}{1k + 10k} \times V_{i} = 10V_{i}$$
 (非反相放大)。

②
$$V_{o2} = A_{V2} \times V_i = (-\frac{10k}{1k}) \times V_i = -10V_i$$
(反相放大)。

$$\textcircled{3}V_{o} = V_{o1} + V_{o2} = 10V_{i} - 10V_{i} = 0 (V) \circ$$

2. 該電路為 OPA 減法器
$$V_o = (1-3) \times \frac{100 \text{k}}{5 \text{k}} = -2 \times 20 = -40 \text{ (V)}$$
。

註:利用重疊定理亦可求得 V_o 。

3. 該電路為 OPA 的減法器,所以利用重疊定理求得 V_{out} 值

$$V_{out} = V_{+} \times (1 + \frac{250 \text{k}}{50 \text{k}}) + V_{in} \times (-\frac{250 \text{k}}{50 \text{k}}) = 3.5 \times \frac{50 \text{k}}{10 \text{k} + 50 \text{k}} \times (1 + 5) + 5 \times (-5) = 17.5 - 25 = -7.5 \text{ (V)}$$

4. 該電路為 OPA 的減法器,且由於 $R_1 = R_2$, $R_3 = R_4$,所以

$$V_o = (V_2 - V_1) \times \frac{R_2}{R_1} = (3 - 4) \times \frac{600 \text{k}}{10 \text{k}} = -60 \text{ (mV)} \circ$$

5. 該電路為 OPA 的減法電路,利用重疊定理得

$$V_{out} = V_{+} \times (1 + \frac{100k}{40k}) + 3 \times (-\frac{100k}{40k}) = 1 \times \frac{25k}{10k + 25k} \times (1 + \frac{100k}{40k}) + 3 \times (-\frac{100k}{40k}) = 2.5 + (-7.5) = -5 \text{ (V)}$$

6. 該電路為 OPA 非反相放大器

$$V_o = V_+ \times A_V = V_i \times \frac{2k}{2k + 2k} \times (1 + \frac{10k}{1k}) = 1 \times \frac{2}{4} \times 11 = 5.5 (V_{P-P})$$

7. 該電路為 OPA 減法器,但由於 $R_1 \neq R_3 \cdot R_2 \neq R_3$,所以只能利用重疊定理求得 V_{\circ} 值。

$$V_o = \left(-\frac{R_2}{R_1}\right) \times V_1 + \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \times V_+ = \left(-\frac{R_2}{R_1}\right) \times V_1 + \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \times \frac{R_4}{R_3 + R_4} \times V_2$$
$$= \left(-\frac{20k}{10k}\right) \times 1 + \left(1 + \frac{20k}{10k}\right) \times \frac{20k}{40k + 20k} \times 3 = (-2) + 3 \times \frac{1}{3} \times 3 = 1 \text{ (V)}$$

8. 利用重疊定理,將電路分為非反相放大器與反相放大器即可求得 V_o 值

$$(1)V_{o1} = V_1 \times \frac{10k}{10k + 10k} \times A_V = 3 \times \frac{10k}{20k} \times (1 + \frac{47k}{47k}) = 3 \text{ (V) (非反相放大)}$$
。

$$(2)V_{o2} = V_2 + A_V = 2 \times (-\frac{47k}{47k}) = -2 \text{ (V) (反相放大)}$$
。

$$(3) V_0 = V_{01} + V_{02} = 3 + (-2) = 1 \text{ (V)} \circ$$

9. 該電路為 OPA 的減法電路,利用重疊定理得 V_o 值

$$V_o = V_+ \times (1 + \frac{R_f}{R_1}) + V_1 \times (-\frac{R_f}{R_1}) = V_2 \times \frac{R_3}{R_2 + R_3} \times (1 + \frac{R_f}{R_1}) + V_1 \times (-\frac{R_f}{R_1})$$

$$= 16 \times \frac{100k}{200k + 100k} \times (1 + \frac{200k}{100k}) + 8 \times (-\frac{200k}{100k}) = 16 - 16 = 0 \text{ (V)}$$

10. 同題 9 方式

$$V_o = 3 \times (\frac{5k}{5k + 5k}) \times (1 + \frac{10k}{10k}) + 2 \times (-\frac{10k}{10k}) = 3 \times \frac{1}{2} \times 2 + 2 \times (-1) = 1 \text{ (V)} \circ$$

11. 本題除了應用重疊定理解出 V_o 外,亦可應用複雜型減法器的解法,即

(1)
$$V_{+}=10 \times \frac{1k}{4k+1k} = 2(V)$$

(2)
$$V_o = (V_1 - V_+) \times (-\frac{1k}{1k}) + V_+ = (10 - 2) \times (-1) + 2 = -6(V)$$