

《電子學與電路學》

試題總評

第一題：本題主要探討 CMOS 完整之電壓轉移曲線分析，須了解驅動器與負載線隨著輸入電壓 V_i 之變化，必須對產生工作區域之動態曲線變化要相當了解，方可順利解得；另消耗功率及雜訊邊限亦須知相對應之關係。

第二題：本題具有迴授電阻，其求解方法有兩種：
 (法1) 透過負迴授觀念，可求得。
 (法2) 透過米勒定理，將迴授電阻分解，即可求得。(本題採用此法)

第三題：本題主要描述相對穩定性基本觀念，可利用 P.M. 值與 G.M. 值之大小，即可知系統相對穩定性程度；另可利用米勒電容補償法，進行改善系統頻率響應，以獲得較佳穩定性。

第四題：本題為基本弦波穩態分析，以節點分析即可求得，但須進行較煩雜複數計算。

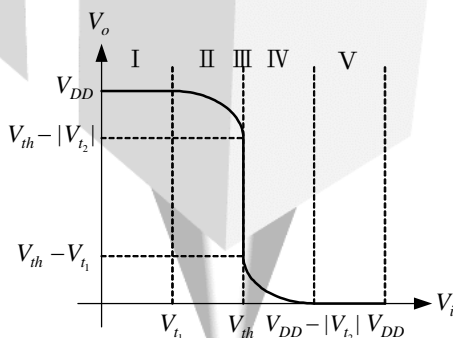
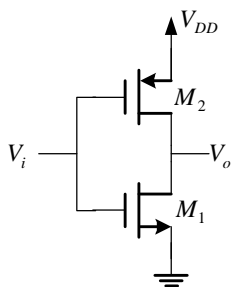
第五題：本題為利用轉移函數之求得，將輸入電壓之拉氏求得，再配合轉移函數，即可獲得零態響應。

一、(一)對於 CMOS 反相器之電壓轉移特性曲線，請說明 nMOS 與 pMOS 電晶體之工作區，及各工作區之輸入電壓與輸出電壓之範圍。(10 分)

(二)請比較 CMOS 反相器和增強型負載 NMOS 反相器之動態功率消耗與雜訊邊限。(10 分)

【擬答】

(一)

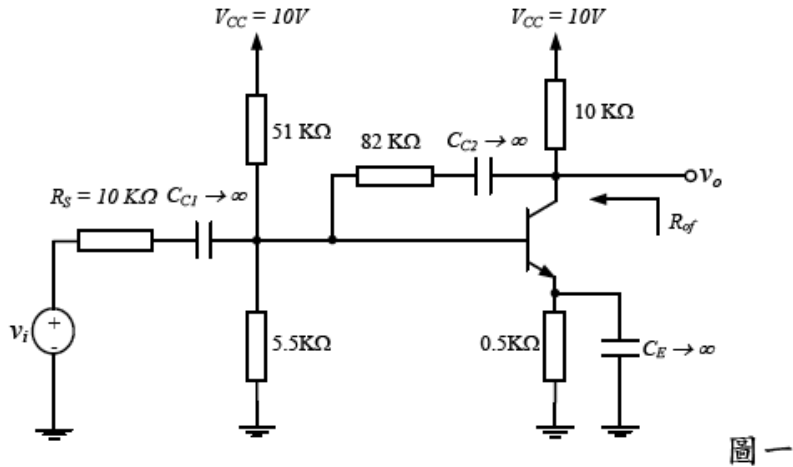


$$\text{其中： } V_{th} = \frac{V_{t1} + \sqrt{\frac{K_2}{K_1}}(V_{DD} - |V_{t2}|)}{1 + \sqrt{\frac{K_2}{K_1}}}$$

	I 區	II 區	III 區	IV 區	V 區
M_1	截止區	飽和區	飽和區	歐姆區	歐姆區
M_2	歐姆區	歐姆區	飽和區	飽和區	截止區

(二)	CMOS	增強型負載 NMOS
動態功率	小	大
雜訊邊限	大	小

二、如圖一所示之電路，電晶體參數為 $h_{FE} = 100$ ， $V_{BE(ON)} = 0.7V$ ，厄萊電壓 (Early voltage) $V_A = \infty$ ，請求出：

(一) 電壓增益 v_o/v_i 。(10 分)(二) 輸出電阻 R_{of} 。(10 分)

圖一

【擬答】

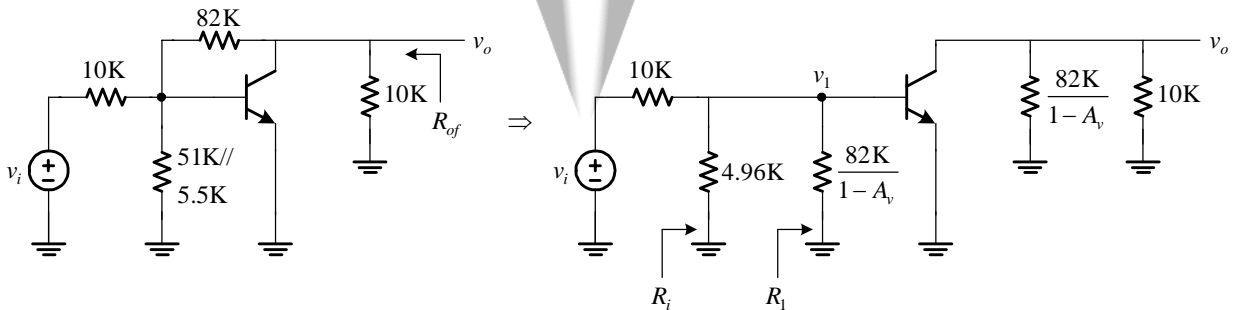
DC 分析：

$$I_B = \frac{\frac{5.5}{51+5.5} \times 10 - 0.7}{(51//5.5) + [(1+100) \times 0.5]} \text{ mA} = 0.0049 \text{ mA}$$

$$r_\pi = \frac{25 \text{ mV}}{I_B} = 5.07 \text{ k}\Omega$$

$$g_m = \frac{\beta}{r_\pi} = \frac{100}{5.07} = 1.97 \text{ mA/V}$$

AC 分析：



$$R_1 = r_\pi = 5.07 \text{ k}\Omega$$

$$A_v = \frac{v_o}{v_i} = \frac{-100 \left(\frac{82}{1 - (1/A_v)} // 10 \right)}{5.07} \quad ? \quad \frac{-100(82//10)}{5.07} = -175.8$$

$$R_i = 4.96 \text{ k}\Omega // \frac{82 \text{ k}\Omega}{1 + 175.8} // R_1 = 0.39 \text{ k}\Omega$$

$$\text{得 } \frac{v_o}{v_i} = \frac{v_o}{v_1} \times \frac{v_1}{v_i} = (-175.8) \times \frac{0.39}{10 + 0.39} = -6.6$$

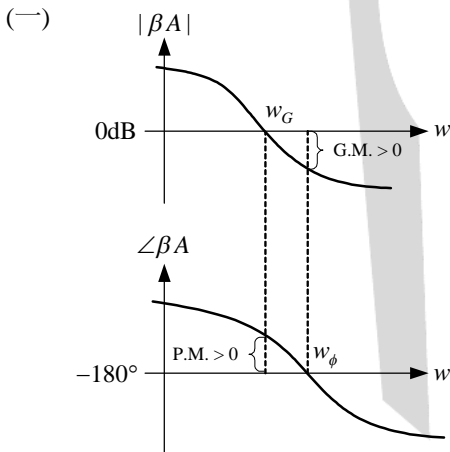
$$R_{of} = 10K // \frac{82 + R'_s}{1 + g_m R'_s}, \text{ 其中 } R'_s = 10K // 51K // 5.1K // r_\pi = 1.95k\Omega$$

$$= 10K // \left[\frac{82 + 1.95}{1 + (19.7 \times 1.95)} \right] K = 1.76k\Omega$$

三、(一)說明相位邊限 (Phase Margin) 與增益邊限 (Gain Margin) 之意義及其在放大器穩定度判斷之角色。(10 分)

(二)請說明如何使用米勒補償 (Miller Compensation) 來進行放大器之頻率補償。(10 分)

【擬答】

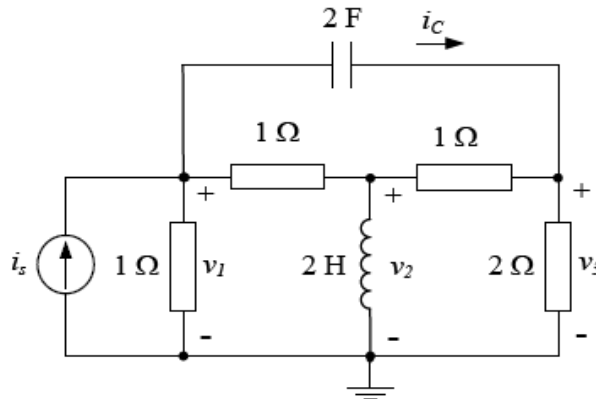


PM.與 G.M.主要描述系統之相對穩定性，如何求得：

1. 求 G.M.：先求 $\angle\beta A = -180^\circ$ 時之 ω_ϕ ，得 $G.M. = 0 - 20\log |\beta A|_{\omega_\phi}$
2. 求 P.M.：先求 $|\beta A| = 1$ 時之 ω_G ，得 $P.M. = 180^\circ + \angle\beta A|_{\omega_G}$
3. 系統穩定條件為：G.M. > 0 且 P.M. > 0

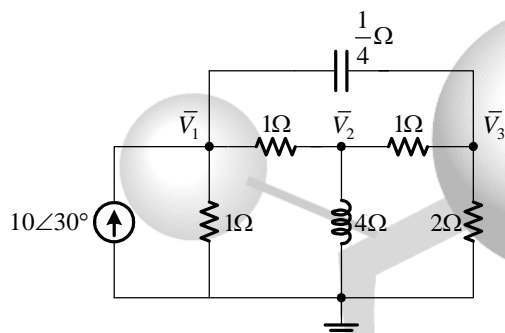
(二)IC 內部要製作大電容有困難，此時可利用米勒電容補償法，獲得大電容效果，造成極點分裂，可達主極點效果，促使系統獲得更佳穩定效果。

四、如圖二所示之電路，假設輸入電流源為 $i_s(t) = 10 \cos(2t + 30^\circ)$ ，請求出 2 歐姆電阻上之弦波穩態電壓 $v_3(t)$ 。(20 分)



圖二

【擬答】



$$\begin{cases} \frac{\bar{V}_1}{1} + \frac{\bar{V}_1 - \bar{V}_2}{1} + \frac{\bar{V}_1 - \bar{V}_3}{-j\frac{1}{4}} = 10\angle 30^\circ \dots\dots ① \\ \frac{\bar{V}_2 - \bar{V}_1}{1} + \frac{\bar{V}_2}{j4} + \frac{\bar{V}_2 - \bar{V}_3}{1} = 0 \dots\dots ② \\ \frac{\bar{V}_3 - \bar{V}_1}{-j\frac{1}{4}} + \frac{\bar{V}_3 - \bar{V}_2}{1} + \frac{\bar{V}_3}{2} = 0 \dots\dots ③ \end{cases}$$

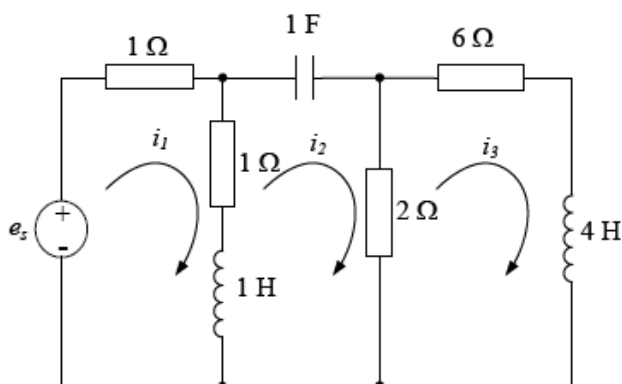
可得 $\bar{V}_3 = 6.47\angle 44^\circ$

$\Rightarrow v_3(t) = 6.47 \cos(2t + 44^\circ) \text{ V}$

五、如圖三所示之電路， i_1 ， i_2 ，及 i_3 為網目（mesh）電流，令 e_s 及 i_3 分別為網路的輸入與響應。

（一）求出網路函數 $H(s) = I_3/E_s$ 。（10 分）

（二）當輸入 $e_s(t) = 3e^{-t}\cos 6t$ 時，求出其零態響應。（10 分）



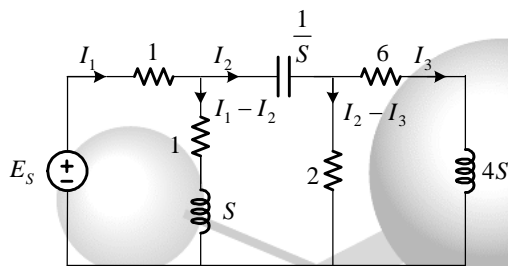
圖三

【擬答】

【尚點法伴寺址】

版權所有，重製必究！

(一)



$$\begin{cases} E_s = I_1(2+S) - I_2(1+S) + 0I_3 \cdots \cdots ① \\ 0 = -I_1(1+S) + I_2\left(3+S+\frac{1}{S}\right) - I_3 \cdot 2 \cdots \cdots ② \\ 0 = 0I_1 - I_2 \cdot 2 + I_3(4S+8) \cdots \cdots ③ \end{cases}$$

$$I_3 = \frac{\begin{vmatrix} 2+S & -(1+S) & E_s \\ -(1+S) & 3+S+\frac{1}{S} & 0 \\ 0 & -2 & 0 \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} 2+S & -(1+S) & 0 \\ -(1+S) & 3+S+\frac{1}{S} & -2 \\ 0 & -2 & 4S+8 \end{vmatrix}} = \frac{2(1+S)E_s}{(2+S)\left(3+S+\frac{1}{S}\right)(4S+8) - (1+S)^2(4S+8) - 4(2+S)}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow H(S) = \frac{I_3}{E_s} &= \frac{2(S+1)}{12S^2 + 44S + 48 + \frac{16}{S}} = \frac{S(S+1)}{6S^3 + 22S^2 + 24S + 8} = \frac{\frac{1}{6}S(S+1)}{S^3 + \frac{11}{3}S^2 + 4S + \frac{4}{3}} \\ &= \frac{\frac{1}{6}S(S+1)}{(S+1)(S+2)\left(S+\frac{2}{3}\right)} = \frac{\frac{1}{6}S}{(S+2)\left(S+\frac{2}{3}\right)} \end{aligned}$$

(二) 當 $e_s(t) = 3e^{-t} \cos 6t$ 時，可得：

$$I_3(S) = \frac{\frac{1}{6}S}{(S+2)\left(S+\frac{2}{3}\right)} \times \frac{3(S+1)}{(S+1)^2 + 6^2}$$

$$\Rightarrow i_3(t) = L^{-1} \left[\frac{-\frac{3}{148}}{S+2} + \frac{-\frac{3}{1300}}{S+\frac{2}{3}} + \frac{AS+B}{(S+1)^2 + 6^2} \right]$$

$$= \left[-\frac{3}{148}e^{-2t} - \frac{3}{1300}e^{-\frac{2}{3}t} + 0.41e^{-t} \cos(6t - 48.3^\circ) \right] A$$

其中： $\frac{\frac{1}{6}S}{(S+2)\left(S+\frac{2}{3}\right)} \Big|_{S=-1+j6} \times 3\angle 0^\circ = 0.41\angle -48.3^\circ$