

## ESERCIZIO 1

$$v^+(s) = \frac{\frac{R_2}{1 + R_2Cs}}{\frac{R_2}{1 + R_2Cs} + R_1 + \frac{1}{Cs}} v_u(s) \qquad v^-(s) = \frac{v_u(s) + v_s(s)}{2}$$

Eguagliando ( $v^+(s) = v^-(s)$ ) si ottiene

$$\frac{R_2Cs}{R_2Cs + R_1Cs(1 + R_2Cs) + 1 + R_2Cs} v_u(s) = \frac{1}{2} [v_u(s) + v_s(s)]$$

da cui infine

$$A_v(s) = \frac{v_u(s)}{v_s(s)} = -\frac{1 + (R_1 + 2R_2)Cs + R_1R_2C^2s^2}{1 + R_1Cs + R_1R_2C^2s^2}$$

$$\text{poli : } s_{p1} = -2.76 \text{ Mrad/s} \qquad s_{p2} = -7.24 \text{ Mrad/s}$$

$$\text{zeri : } s_{z1} = -1.62 \text{ Mrad/s} \qquad s_{z2} = -12.4 \text{ Mrad/s}$$

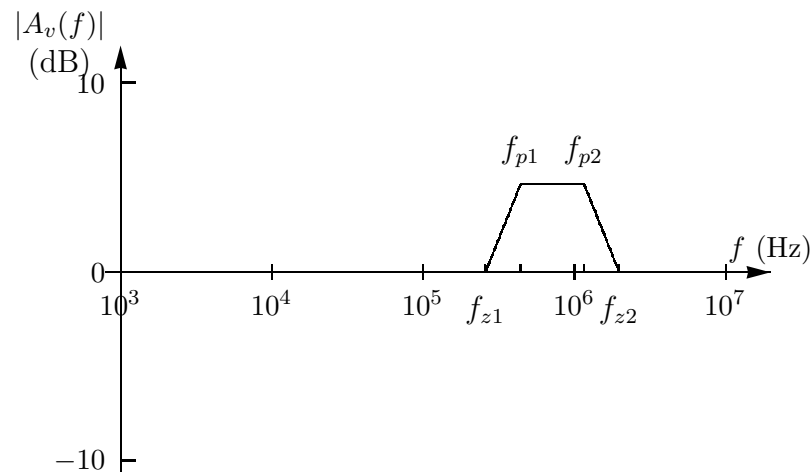
Seguono, per le frequenze delle singolarità, i valori:

$$f_{p1} = \frac{|s_{p1}|}{2\pi} = 440 \text{ kHz} \qquad f_{p2} = \frac{|s_{p2}|}{2\pi} = 1.15 \text{ MHz}$$

$$f_{z1} = \frac{|s_{z1}|}{2\pi} = 257 \text{ kHz} \qquad f_{z2} = \frac{|s_{z2}|}{2\pi} = 1.971 \text{ MHz}$$

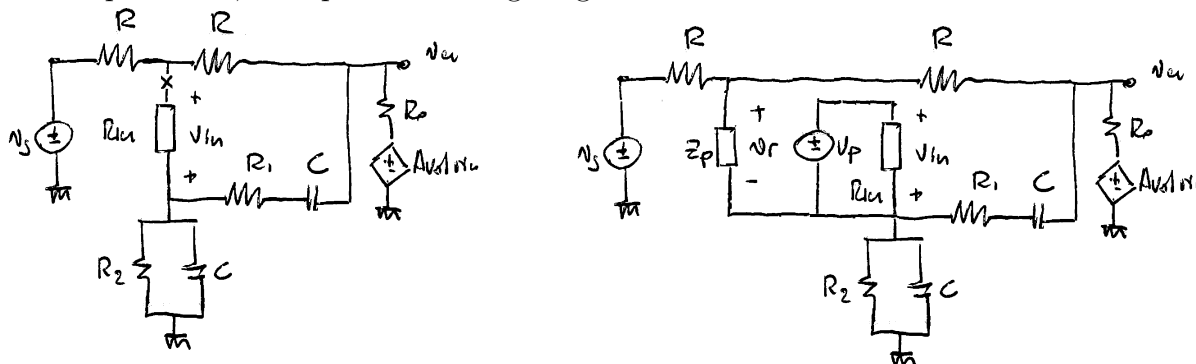
$$A_v(f) = -\frac{\left(1 + j\frac{f}{f_{z1}}\right) \left(1 + j\frac{f}{f_{z2}}\right)}{\left(1 + j\frac{f}{f_{p1}}\right) \left(1 + j\frac{f}{f_{p2}}\right)}$$

Diagramma di Bode:



## Limiti di applicabilità del m.c.v.:

Circuito equivalente, scomposizione tra gli ingressi dell'A.O.:



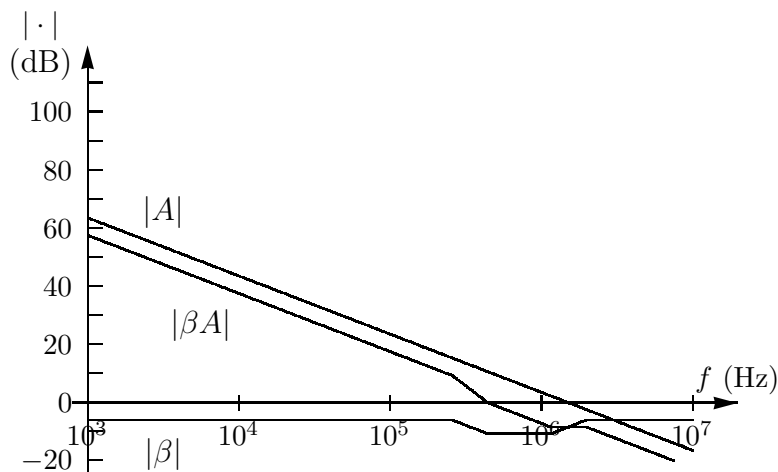
$$A(f) = -A_{vol}(f) = -\frac{A_{vol0}}{1 + j\frac{f}{f_p}}$$

$$\beta(s) = \frac{1}{2} - \frac{R_2 C s}{1 + (R_1 + 2R_2) C s + R_1 R_2 C^2 s^2} = \frac{1}{2} \cdot \frac{1 + R_1 C s + R_1 R_2 C^2 s^2}{1 + (R_1 + 2R_2) C s + R_1 R_2 C^2 s^2}$$

$$\beta(f) = \frac{1}{2} \cdot \frac{\left(1 + j\frac{f}{f_{p1}}\right) \left(1 + j\frac{f}{f_{p2}}\right)}{\left(1 + j\frac{f}{f_{z1}}\right) \left(1 + j\frac{f}{f_{z2}}\right)}$$

con  $f_{p1}, f_{p2}, f_{z1}, f_{z2}$  già calcolati al punto precedente (i poli di  $\beta$  sono gli zeri di  $A_v$  e i poli di  $A_v$  sono gli zeri di  $\beta$ ).

Diagrammi di Bode:



Detta  $f^*$  la frequenza per la quale si ha  $|\beta A| = 1$ , dal diagramma si vede che è  $f^* \ll f_{p2}, f_{z2}$ ; dunque per  $f \simeq f^*$  si ha

$$\beta A(f) \simeq -\frac{A_{vol0}}{2} \cdot \frac{\left(1 + j\frac{f}{f_{p1}}\right)}{\left(1 + j\frac{f}{f_p}\right)\left(1 + j\frac{f}{f_{z1}}\right)}$$

Imponendo  $|\beta A| = 1$  si ottiene

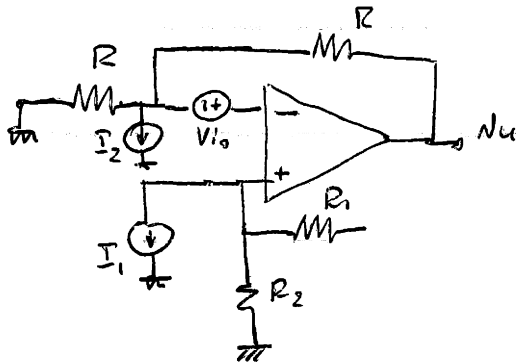
$$\frac{1}{4}A_{vol0}^2 \left(1 + \frac{f^2}{f_{p1}^2}\right) = \left(1 + \frac{f^2}{f_p^2}\right) \left(1 + \frac{f^2}{f_{z1}^2}\right)$$

cioè

$$f^4 \left(\frac{1}{f_p^2 f_{z1}^2}\right) + f^2 \left(\frac{1}{f_p^2} + \frac{1}{f_{z1}^2} - \frac{1}{4}A_{vol0}^2 \frac{1}{f_{p1}^2}\right) + 1 - \frac{1}{4}A_{vol0}^2 = 0.$$

Risolvendo si ottiene, come unico risultato fisicamente significativo, il valore  $f = 515.5$  kHz (=  $f^*$ ). Data la vicinanza di  $f^*$  con le singolarità  $f_{p1}$  ed  $f_{z1}$  il valore dello sfasamento di  $\beta A$  alla frequenza  $f^*$  non è (esattamente)  $\pm\pi/2$ , per cui il valore determinato per  $f^*$  è solo un'approssimazione del limite di applicabilità<sup>1</sup>.

### Massimo sbilanciamento:



Con i dati forniti si ha:

$$V_{io} = \pm 3 \text{ mV}$$

$$\text{e } I_1 = 70 \text{ nA} \quad \text{e } I_2 = 90 \text{ nA}$$

$$\text{oppure } I_1 = 90 \text{ nA} \quad \text{e } I_2 = 70 \text{ nA}.$$

$|V_U| = |RI_2 - 2R_2I_1 - 2V_{io}|$ , che risulta massimo per  $I_1 = 70$  nA,  $I_2 = 90$  nA,  $V_{io} = -3$  mV; dunque  $\max|V_U| = 6.62$  mV.

### Calcolo di $\alpha$ :

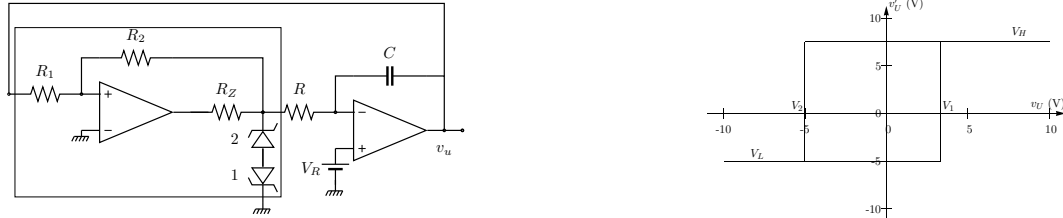
$$\text{Siccome } A_v = -\frac{\alpha}{\beta} \quad \text{e} \quad \beta = -\frac{1}{2}A_v, \quad \text{allora} \quad \alpha = \frac{1}{2}.$$

(questo risultato può ovviamente essere ricavato anche mediante la scomposizione).

<sup>1</sup>alla frequenza  $f^*$  appena determinata, lo sfasamento **della restrizione** di  $\beta A(f)$  utilizzata per il calcolo risulta pari a circa  $0.422\pi$ . La frequenza per la quale si ha  $|\beta A| = 1$  - determinata senza far uso di approssimazioni - è  $f' = xxx$  kHz; a questa frequenza, lo sfasamento di  $\beta A$  risulta pari a circa  $xx$  rad.

## ESERCIZIO 2

Il blocco nel riquadro è un comparatore non invertente con la caratteristica ingresso-uscita riportata in figura:



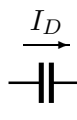
$$V_H = V_{Z2} + V_\gamma = 7.5 \text{ V}, V_L = -(V_{Z1} + V_\gamma) = -5 \text{ V}, V_1 = -V_L \frac{R_1}{R_2} = 3.33 \text{ V}, V_2 = -V_H \frac{R_1}{R_2} = -5 \text{ V}$$

La tensione  $v_u(t)$  ha andamento triangolare con le seguenti caratteristiche:

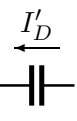
\* val minimo:  $V_2 = -5 \text{ V}$

\* val. massimo:  $V_1 = 3.33 \text{ V}$ .

\* pendenza della rampa in discesa:  $p_d = -\frac{V_H - V_R}{RC} = -2.78 \text{ kV/s}$

(con  $v'_u = V_H$ ,  $I_D = \frac{V_H - V_R}{R}$  è la corrente nel condensatore); 

\* pendenza della rampa in salita:  $p_s = -\frac{V_L - V_R}{RC} = 4.17 \text{ kV/s}$

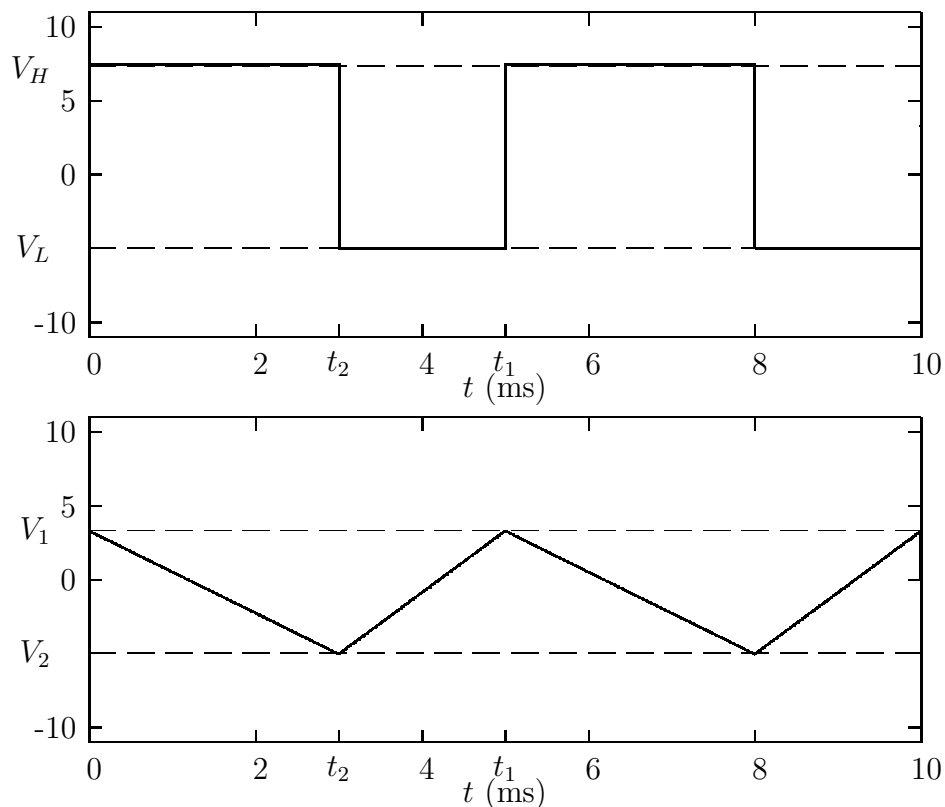
(con  $v'_u = V_L$ ,  $I'_D = \frac{V_R - V_L}{R}$  è la corrente nel condensatore); 

\* durata della rampa in discesa:  $T_d = \frac{V_2 - V_1}{p_d} = 3 \text{ ms}$ ;

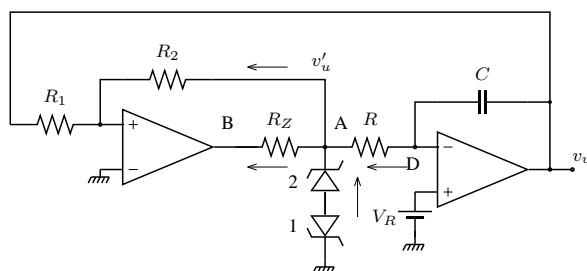
\* durata della rampa in salita:  $T_s = \frac{V_1 - V_2}{p_s} = 2 \text{ ms}$ ;

\* periodo:  $T = T_s + T_d = 5 \text{ ms}$ ;

\* frequenza:  $f = 1/T = 200 \text{ Hz}$ .



Detti  $t_1$  e  $t_2$  gli istanti indicati sui diagrammi temporali e con riferimento alle figure che seguono, si ha:



casi a) e b)

a)  $t = t_1^-$ :  $V_A = V_L = -5$  V;  $V_B = V_O^- = -12$  V,

$$I_{RZ} = \frac{V_L - V_O^-}{R_Z} = 70 \text{ mA (da A verso B)}, I_R = \frac{V_R - V_A}{R} = 0.625 \text{ mA (da D verso A)}$$

$$I_{R1} = I_{R2} = \frac{V_A - v_u(t_1^-)}{R_1 + R_2} = -0.333 \text{ mA, essendo } v_u(t_1^-) = V_1 = 3.33 \text{ V;}$$

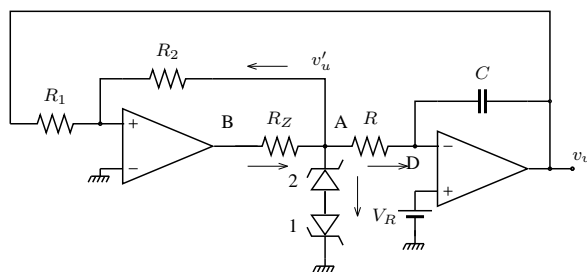
$$\text{segue } I_Z = I_{RZ} + I_{R1} - I_R = 69.042 \text{ mA;}$$

b)  $t = t_2^+$ :  $V_A = V_L = -5$  V;  $V_B = V_O^- = -12$  V,

$$I_{RZ} = \frac{V_L - V_O^-}{R_Z} = 70 \text{ mA (da A verso B)}; I_R = \frac{V_R - V_A}{R} = 0.625 \text{ mA (da D verso A)}$$

$$I_{R1} = I_{R2} = \frac{V_A - v_u(t_2^+)}{R_1 + R_2} = 0, \text{ essendo } v_u(t_2^+) = V_2 = -5 \text{ V} = V_A;$$

segue  $I_Z = I_{RZ} + I_{R1} - I_R = 69.375 \text{ mA}$ ;



casi c) e d)

c)  $t = t_1^+$ :  $V_A = V_H = 7.5 \text{ V}$ ;  $V_B = V_O^+ = 12 \text{ V}$

$$I_{RZ} = \frac{V_O^+ - V_H}{R_Z} = 45 \text{ mA (da B verso A)}; I_R = \frac{V_H - V_R}{R} = 0.417 \text{ mA (da A verso D)},$$

$$I_{R1} = I_{R2} = \frac{V_H - v_u(t_1^+)}{R_1 + R_2} = 0.167 \text{ mA, essendo } v_u(t_1^+) = V_1 = 3.333 \text{ V};$$

segue  $I_Z = I_{RZ} - I_{R1} - I_R = 44.417 \text{ mA}$ ;

d)  $t = t_2^-$ :  $V_A = V_H = 7.5 \text{ V}$ ;  $V_B = V_O^+ = 12 \text{ V}$ ,

$$I_{RZ} = \frac{V_O^+ - V_H}{R_Z} = 45 \text{ mA (da B verso A)}; I_R = \frac{V_H - V_R}{R} = 0.417 \text{ mA (da A verso D)},$$

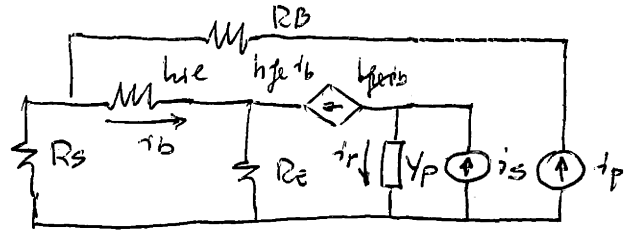
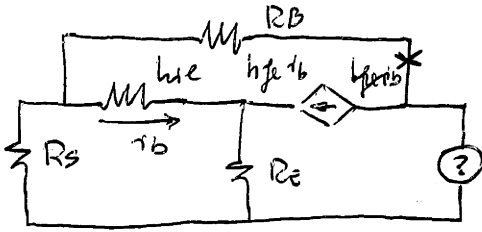
$$I_{R1} = I_{R2} = \frac{V_H - v_u(t_2^-)}{R_1 + R_2} = 0.500 \text{ mA, essendo } v_u(t_2^-) = V_2 = -5 \text{ V};$$

segue  $I_Z = I_{RZ} - I_{R1} - I_R = 44.083 \text{ mA}$ ;

In tutti i casi, il segno (positivo) della corrente  $I_Z$  nei diodi, prova il loro corretto funzionamento.

### ESERCIZIO 3

Circuito per le varizioni e scomposizione:



$$\rho = 0, \quad Y_p = Y_i = [R_S + \{R_S // [h_{ie} + R_E(h_{fe} + 1)]\}]^{-1}, \quad Y_b = 0$$

$$i_r = -h_{fe} i_b, \quad i_b = \frac{R_S}{R_S + h_{ie} + R_E(h_{fe} + 1)} i_p, \quad \beta A = \left. \frac{i_r}{i_p} \right|_{i_s=0} = -h_{fe} \frac{R_S}{R_S + h_{ie} + R_E(h_{fe} + 1)}$$

a) con  $R_E = 1.5 \text{ k}\Omega$ :

$$Y_P = [R_B + \{R_S // [h_{ie} + R_E(h_{fe} + 1)]\}]^{-1} = 9.90 \mu\text{S},$$

$$\beta A = -h_{fe} \frac{R_S}{R_S + h_{ie} + R_E(h_{fe} + 1)} = -0.654 \quad (\text{reazione negativa di tensione})$$

$$Y_o = (Y_p + Y_b)(1 - \beta A) = 16.4 \mu\text{S}, \quad R_o = 1/Y_o = 61.04 \text{ k}\Omega.$$

b) con  $R_E = 0$ :

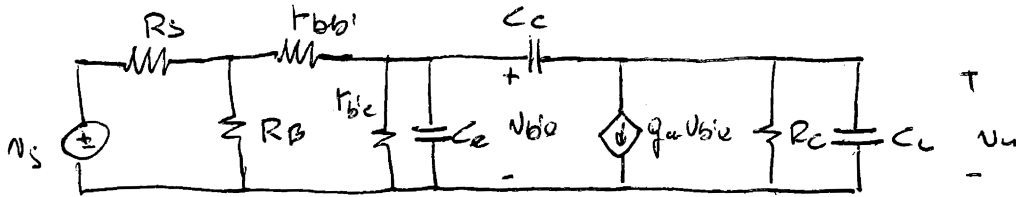
$$Y_P = [R_B + (R_S // h_{ie})]^{-1} = 9.93 \mu\text{S},$$

$$\beta A = -h_{fe} \frac{R_S}{R_S + h_{ie}} = -51.43 \quad (\text{reazione negativa di tensione})$$

$$Y_o = (Y_p + Y_b)(1 - \beta A) = 520.6 \mu\text{S}, \quad R_o = 1/Y_o = 1.92 \text{ k}\Omega.$$

## ESERCIZIO 4

Circuito per le variazioni alle alte frequenze:



$$f_T = \frac{g_m}{2\pi(C_e + C_c)} \simeq 250 \text{ MHz}$$

### Guadagno a centro banda:

Il guadagno a centro banda si calcola con le capacità  $C_e, C_c, C_L$  (che agiscono ad alte frequenze) aperte e con  $C_E$  chiusa:

$$A_{CB} = -g_m R_C \cdot \frac{R_B}{R_B + R_S} \cdot \frac{r_{b'e}}{r_{b'e} + r_{bb'} + (R_B \parallel R_S)} = -144.4 \quad (= 43.2 \text{ dB}).$$

### Metodo di Gabel:

Alle alte frequenze agiscono le capacità parassite ( $C_e$  e  $C_c$ ) e il condensatore  $C_L$ . I tre elementi reattivi - tra loro interagenti - costituiscono una maglia impropria per cui c'è da aspettarsi un numero massimo di poli pari a 2.

$$R_e^0 = r_{b'e} \parallel [r_{bb'} + (R_S \parallel R_B)] = 878.2 \Omega$$

$$R_c^0 = R_e^0 + R_C(1 + g_m R_e^0) = 222.4 \text{ k}\Omega$$

$$R_L^0 = R_C = 2 \text{ k}\Omega$$

$$R_e^c = R_e^0 \parallel \frac{1}{g_m} \parallel R_C = 7.896 \Omega$$

$$R_c^e = R_C$$

$$R_e^L = R_e^0$$

$$R_L^e = R_C$$

$$R_c^L = R_e^0$$

$$R_L^c = R_e^0 \parallel \frac{1}{g_m} \parallel R_C = R_e^c$$

$$R_e^{cL} = 0, \quad R_c^{eL} = 0, \quad R_L^{ec} = 0 \quad (\text{sistema del secondo ordine})$$



Dunque

$$a_1 = C_e R_e^0 + C_c R_c^0 + C_L R_L^0 = 1.278 \times 10^{-6} \text{ s}$$

$$a_2 = C_e C_c R_e^0 R_c^e + C_c C_L R_c^0 R_L^e + C_L C_e R_L^0 R_e^L = 7.684 \times 10^{-15} \text{ s}^2$$

$$a_3 = 0$$

Le radici del polinomio caratteristico  $P(s) = 1 + a_1 s + a_2 s^2$  sono

$$s_1 = -786.23 \text{ krad/s} \quad \text{ed} \quad s_2 = -165.5 \text{ Mrad/s}$$

e le relative (teoriche) frequenze di polo sono

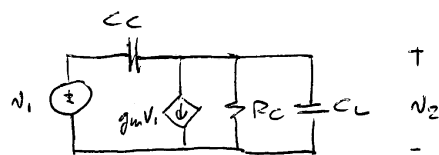
$$f_{p1} = \frac{|s_1|}{2\pi} = 125.13 \text{ kHz} \quad \text{ed} \quad f_{p21} = \frac{|s_2|}{2\pi} = 26.34 \text{ MHz.}$$

Lo zero finito di  $C_c$  è (teoricamente) alla frequenza

$$f_z = \frac{g_m}{2\pi C_c} = 4 \text{ GHz} \gg f_T/3$$

Le due frequenze di polo risultano di valore inferiore a  $f_T/3$  e sono pertanto accettabili come frequenze di polo della risposta. La frequenza di zero  $f_z$  è invece oltre il limite massimo di validità del circuito equivalente.

**Teorema di Miller:**



$$k(f) = k_0 \frac{1 + j \frac{f}{f_{zk}}}{1 + j \frac{f}{f_{pk}}}$$

$$C'_M = C_c(1 - k_0) = 1.255 \text{ nF.}$$

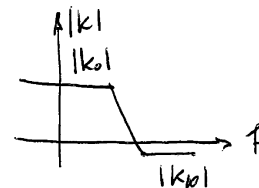
$$f_{p,in} = \frac{1}{2\pi(C_e + C'_M)R_e^0} = 136.27 \text{ kHz}$$

$$k_0 = -g_m R_C = -250$$

$$f_{pk} = \frac{1}{2\pi R_C(C_c + C_L)} = 1.45 \text{ MHz}$$

$$k_\infty = \frac{C_c}{C_c + C_L} = \frac{1}{11}$$

$$f_{zk} = f_{pk} \frac{|k_0|}{k_\infty} = 3.97 \text{ GHz}$$



L'errore risulta essere  $\varepsilon = \frac{f_{p,in} - f_1}{f_1} = 0.089$  (8.90%).