

Scheda A17_08

Data: 13 settembre 2017

Cognome

Nome

Matricola

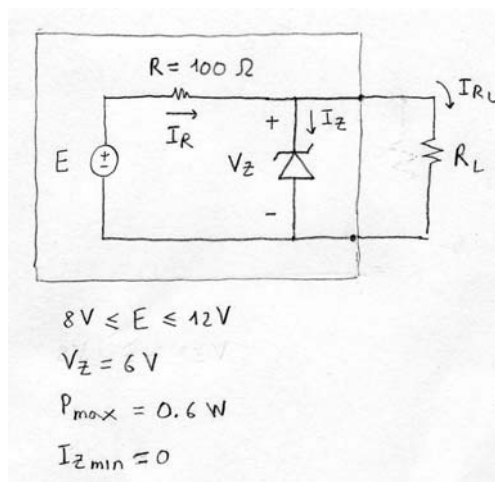
ESERCIZIO N°1

6 punti (4)

Si consideri il regolatore di tensione a diodo zener riquadrato in figura, con $R=100\ \Omega$. La tensione di zener del diodo sia $V_z=6\ \text{V}$. Si assuma nulla la corrente di ginocchio del diodo zener (cioè il diodo funziona in zona zener purché la I_z indicata in figura sia maggiore o uguale a zero). Inoltre si ipotizzi che il diodo zener possa sopportare una potenza massima pari a $0.6\ \text{W}$. Si ipotizzi che la tensione di ingresso E assuma solo valori compresi tra $8\ \text{V}$ e $12\ \text{V}$. Si determini l'intervallo di valori del carico R_L per cui il circuito può funzionare come regolatore di tensione.

A tal fine:

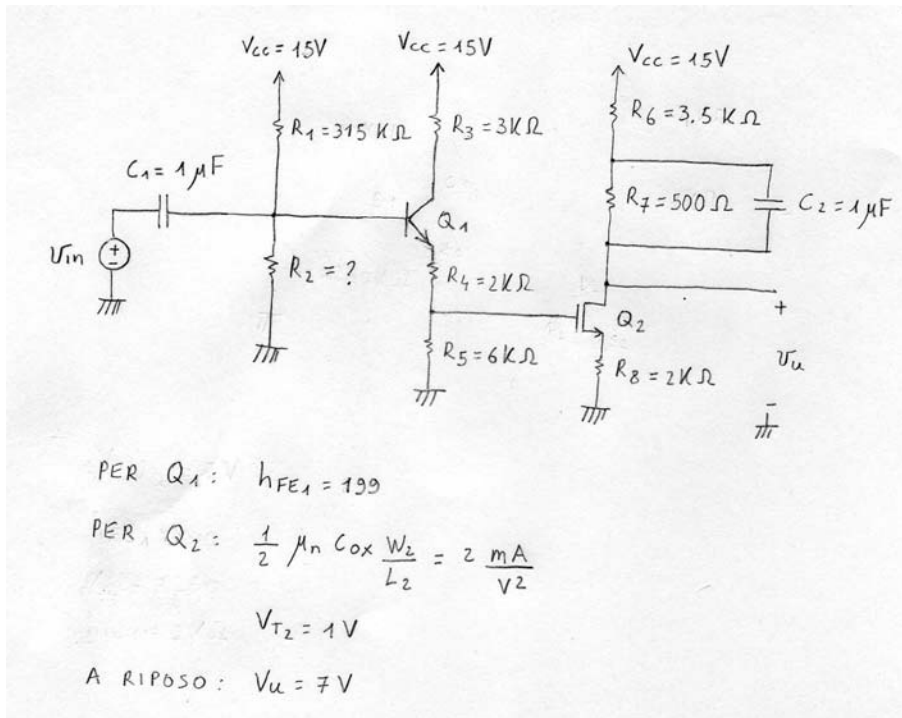
- per calcolare il valore massimo di R_L , si consideri $E=12\ \text{V}$ (valore di E per cui la I_R è massima) e si veda se il circuito può funzionare anche per R_L infinita (cioè in assenza di carico R_L): in tale situazione il diodo è in grado di sopportare la potenza che si viene a sviluppare su di esso?
- per calcolare il valore minimo di R_L , si consideri $E=8\ \text{V}$ (valore di E per cui la I_R è minima): in tale condizione si calcoli la I_R e poi (sfruttando il principio di Kirchhoff sulle correnti) si determini il valore minimo di R_L per cui la corrente I_z rimane maggiore o uguale alla corrente di ginocchio (nelle nostre ipotesi zero).



ESERCIZIO N°2

7 punti (4)

Con riferimento al circuito in figura, ricavare il valore di R_2 sapendo che la tensione di uscita V_u a riposo è pari a $7\ \text{V}$. Determinare il punto di lavoro dei transistori Q_1 e Q_2 .



ESERCIZIO N°3

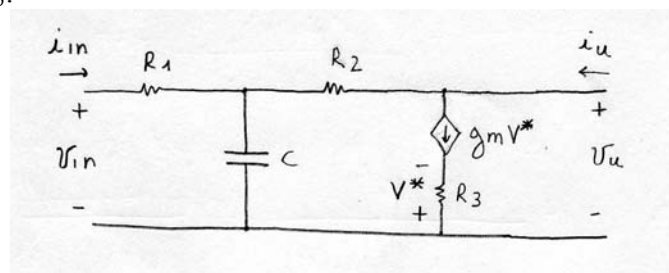
8 punti (4)

Si consideri il circuito mostrato nell'esercizio precedente, in cui però stavolta si assuma $R_1 // R_2 = 200 \text{ k}\Omega$. Se ne ricavi la funzione di trasferimento $A_v(s) = V_u / V_{in}$ e se ne grafichi il diagramma di Bode del modulo. Si considerino per Q_1 : $h_{ie1} = 4 \text{ k}\Omega$, $h_{fe1} = 250$, $h_{re1} = 0$, $h_{oe1} = 0$, e per Q_2 : $g_{m2} = 4 \text{ mA/V}$.

ESERCIZIO N°4

6 punti (4)

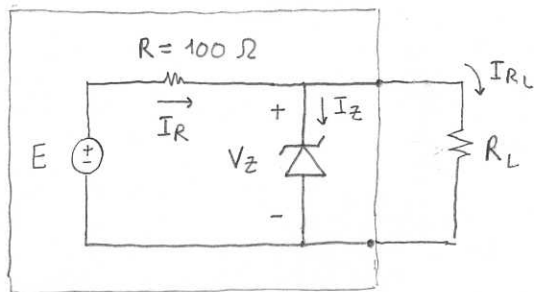
Si ricavino (come funzioni di s) i parametri r del circuito mostrato in figura. Come primo passo si analizzi il solo ramo contenente $g_m V^*$ e R_3 e in tal modo si determini il valore di V^* , ipotizzando $g_m \neq 1/R_3$.



ESERCIZIO N°5

6 punti (4)

Si realizzi un filtro passa-basso (di ordine uguale o maggiore di 1, a scelta del candidato) con guadagno a frequenza nulla pari a 2 e con pulsazione di taglio $\omega_p = 1 \text{ krad/s}$.



$$8V \leq E \leq 12V$$

$$V_Z = 6V$$

$$P_{\max} = 0.6W$$

$$I_{Z\min} = 0$$

b) $R_{L\min} = ?$

anche quando $E = E_{\min} = 8V$ (caso in cui I_R è minima) perché il diodo continui a funzionare in zona zener deve essere $I_Z \geq 0$;

$$\text{ma } I_Z = I_R - I_{R_L}$$

$$I_R = \frac{E_{\min} - V_Z}{R} = 20 \text{ mA}$$

$$I_{R_L} = \frac{V_Z}{R_L} = \frac{6V}{R_L}$$

$$I_Z = 20 \text{ mA} - \frac{6V}{R_L} \geq 0 \rightarrow \frac{6V}{R_L} \leq 20 \text{ mA} \rightarrow R_L \geq \frac{6V}{20 \text{ mA}} = 300 \Omega$$

a) $R_{L\max} = ?$

anche quando $E = E_{\max} = 12V$ (caso in cui I_R è massima) perché il diodo non si rovini deve essere $P_Z = V_Z I_Z \leq P_{\max} = 0.6W$;

$$\text{ma } I_Z = I_R - I_{R_L}$$

$$I_R = \frac{E_{\max} - V_Z}{R} = 60 \text{ mA}$$

$$I_{R_L} = \frac{V_Z}{R_L} = \frac{6V}{R_L}$$

$$I_Z V_Z = (I_R - I_{R_L}) V_Z = \left(60 \text{ mA} - \frac{6V}{R_L} \right) \cdot 6V \leq 0.6W \rightarrow$$

$$0.36W - \frac{36V^2}{R_L} \leq 0.6W \rightarrow$$

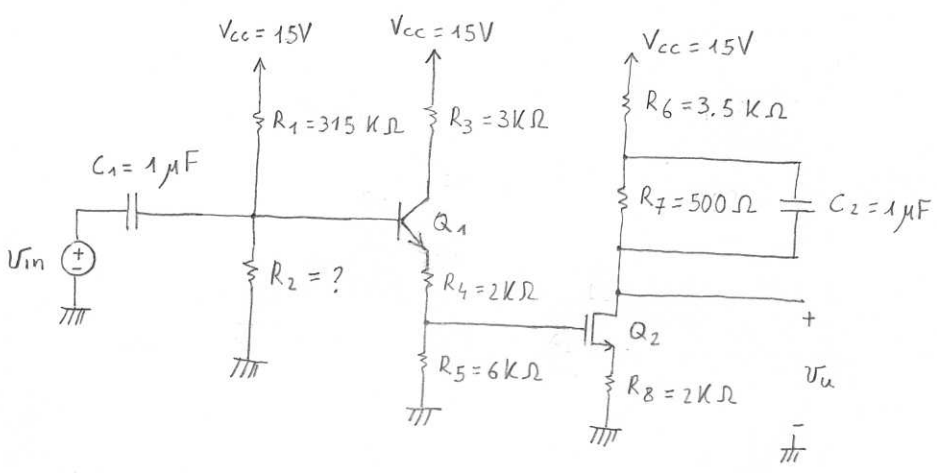
$$\frac{36V^2}{R_L} \geq 0.36W - 0.6W = -0.24W \quad \text{sempre verificato, dato che } R_L \text{ è positivo;}$$

in particolare anche quando $R_L \rightarrow \infty$ (cioè non c'è alcun carico attaccato) $I_Z = I_R = 60 \text{ mA} \rightarrow$

$$I_Z V_Z = I_R V_Z = 0.36W < 0.6W \quad \text{per cui non c'è alcun problema}$$

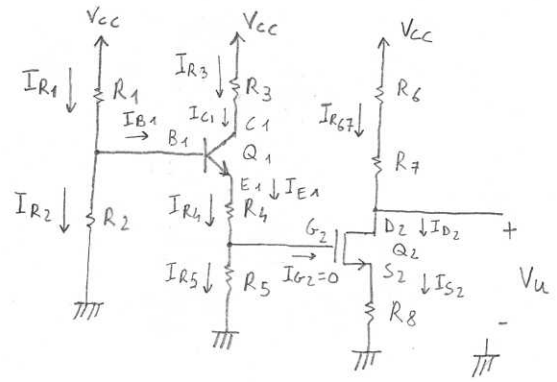
In conclusione l'unica condizione su R_L è $R_L \geq 300 \Omega$

2)



PER Q_1 : $h_{FE1} = 199$
 PER Q_2 : $\frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \frac{W_2}{L_2} = 2 \frac{mA}{V^2}$
 $V_{T2} = 1V$
 A RIPOSTO: $V_u = 7V$

In continua il circuito diventa:



$$I_{R67} = \frac{V_{cc} - V_u}{R_6 + R_7} = 2 \text{ mA} = I_{D2} = I_{S2}$$

dato che $I_{G2} = 0$

$$V_{S2} = R_8 I_{S2} = 4V$$

ipotesi 1: Q_2 in saturazione

$$I_{D2} = K_2 (V_{GS2} - V_{T2})^2 \quad \text{con } K_2 = \frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \frac{W_2}{L_2} = 2 \frac{mA}{V^2}$$

$$V_{GS2} = V_{T2} + \sqrt{\frac{I_{D2}}{K_2}} = 2V > V_{T2}$$

(perché in un mos a canale n)
 $V_{GS2} > V_{T2}$

$$V_{DS2} = V_{D2} - V_{S2} = 7V - 4V = 3V > V_{GS2} - V_{T2} = 2V - 1V = 1V \rightarrow \text{ipotesi 1 verificata}$$

$$V_{G2} = V_{GS2} + V_{S2} = 6V$$

$$I_{R5} = \frac{V_{G2}}{R_5} = 1 \text{ mA} = I_{R4} = I_{E1}$$

(essendo $I_{G2} = 0$)

$$V_{E1} = V_{G2} + R_4 I_{R4} = 8V$$

ipotesi 2: Q_1 in zona attiva diretta

$$V_{B1} = V_{E1} + V_{\gamma} = 8.7V$$

$$I_{E1} = (h_{FE1} + 1) I_{B1} \rightarrow I_{B1} = \frac{I_{E1}}{h_{FE1} + 1} = 5 \mu A \geq 0$$

$$I_{C1} = h_{FE1} I_{B1} = 995 \mu A = I_{R3}$$

$$V_{C1} = V_{CC} - R_3 I_{C1} = 12.015 V$$

$$V_{CE1} = V_{C1} - V_{E1} = 4.015 V > V_{CEsat} = 0.2 V \rightarrow \text{ipotesi 2 verificata}$$

$$I_{R1} = \frac{V_{CC} - V_{B1}}{R_1} = 20 \mu A$$

$$I_{R2} = I_{R1} - I_{B1} = 15 \mu A$$

$$R_2 = \frac{V_{B1}}{I_{R2}} = 580 K \Omega$$

3) dati:

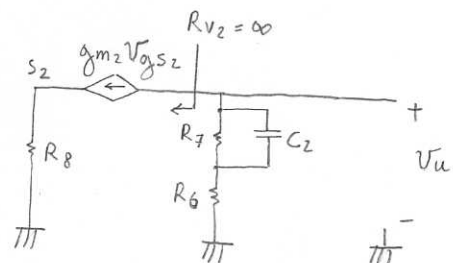
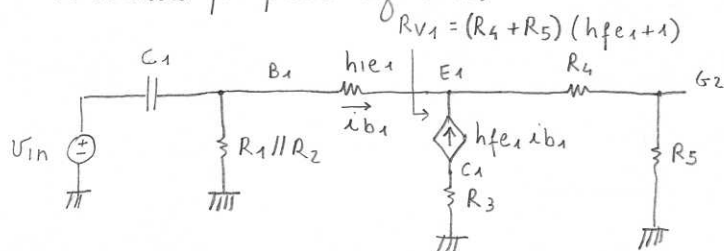
$$R_1 // R_2 = 200 K \Omega$$

$$h_{FE1} = 250$$

$$h_{ie1} = 4 K \Omega$$

$$g_{m2} = 4 \frac{mA}{V}$$

Il circuito per piccoli segnali è:



essendoci due condensatori e nessuna maglia impropria, ci saranno due poli;
essendo $A_V(\infty) \neq 0$ il numero degli zeri sarà pari al numero dei poli, cioè pari a due;

$$R_{V1} = (R_4 + R_5) (h_{FE1} + 1) \quad \text{perché } \left. \begin{array}{l} V_P = (R_4 + R_5) (i_{b1} + h_{FE1} i_{b1}) \\ i_P = i_{b1} \end{array} \right\} \rightarrow R_{V1} = \frac{V_P}{i_P} = (R_4 + R_5) (h_{FE1} + 1)$$

$$R_{VC1} = R_1 // R_2 // (h_{ie1} + R_{V1}) = R_1 // R_2 // (h_{ie1} + (R_4 + R_5) (h_{FE1} + 1)) = 181916.81736 \Omega$$

$$\omega_{P1} = \frac{1}{C_1 R_{VC1}} = 5.497 \text{ rad/s} \rightarrow f_{P1} = \frac{\omega_{P1}}{2\pi} = 0.8749 \text{ Hz}$$

C_1 è in serie sull'unico percorso che porta in uscita l'effetto del segnale $\rightarrow \omega_{Z1} = 0 \rightarrow f_{Z1} = 0$

$R_{V2} = \infty$ perché quando si disattiva il generatore indipendente V_{in} la $g_{m2} V_{gs2} = 0$, per cui $i_P = 0$
e quindi $\frac{V_P}{i_P} = \infty$; quindi

$$R_{VC2} = R_7 = 500 \Omega \quad (\text{sarebbe } R_{VC2} = R_7 // (R_6 + R_{V2}) = R_7 // \infty = R_7)$$

$$\omega_{P2} = \frac{1}{C_2 R_{VC2}} = 2000 \text{ rad/s} \rightarrow f_{P2} = \frac{\omega_{P2}}{2\pi} = 318.31 \text{ Hz}$$

C_2 introduce uno zero in corrispondenza del valore di s per cui $(R_7 // \frac{1}{C_2 s}) + R_6 = 0 \rightarrow$

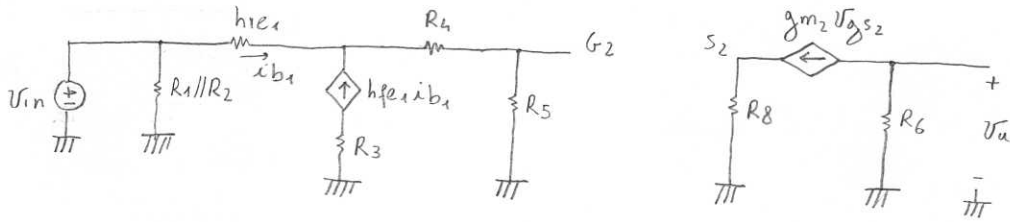
$$\frac{R_7 \frac{1}{C_2 s}}{R_7 + \frac{1}{C_2 s}} + R_6 = 0 \rightarrow \frac{R_7}{1 + R_7 C_2 s} + R_6 = 0 \rightarrow \frac{R_7 + R_6 + R_6 R_7 C_2 s}{1 + R_7 C_2 s} = 0 \rightarrow$$

$$R_6 + R_7 + R_6 R_7 C_2 s = 0 \rightarrow s = - \frac{R_6 + R_7}{R_6 R_7 C_2} = - \frac{1}{C_2 \frac{R_6 R_7}{R_6 + R_7}} = - \frac{1}{C_2 (R_6 // R_7)} \rightarrow$$

$$\omega_{Z2} = \frac{1}{C_2 (R_6 // R_7)} = 2285.7 \text{ rad/s} \rightarrow f_{Z2} = \frac{\omega_{Z2}}{2\pi} = 363.78 \text{ Hz}$$

$$A_V(s) = A_{V\infty} \frac{s(s + \omega_{z2})}{(s + \omega_{p1})(s + \omega_{p2})}$$

Per calcolare $A_{V\infty}$ chiudiamo C_1 e C_2 :



$$V_u = -g_{m2} V_{gs2} R_6$$

$$V_{gs2} = V_{g2} - V_{s2} = V_{g2} - g_{m2} V_{gs2} R_8 \rightarrow V_{gs2} (1 + g_{m2} R_8) = V_{g2} \rightarrow V_{gs2} = \frac{V_{g2}}{1 + g_{m2} R_8}$$

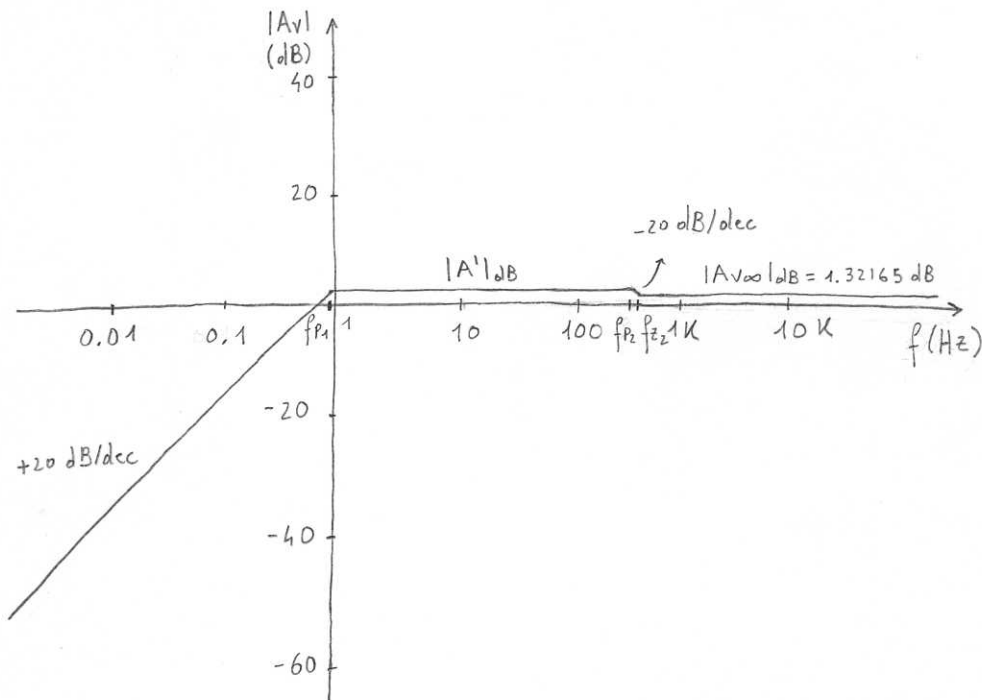
$$V_{g2} = R_5 i_{b1} (1 + h_{fe1})$$

$$V_{in} = h_{ie1} i_{b1} + (R_4 + R_5) i_{b1} (1 + h_{fe1}) \rightarrow i_{b1} = \frac{V_{in}}{h_{ie1} + (R_4 + R_5)(h_{fe1} + 1)}$$

quindi

$$A_{V\infty} = \frac{V_u}{V_{in}} = -g_{m2} R_6 \frac{1}{1 + g_{m2} R_8} \frac{R_5 (h_{fe1} + 1)}{h_{ie1} + (R_4 + R_5)(h_{fe1} + 1)} = -1.16435$$

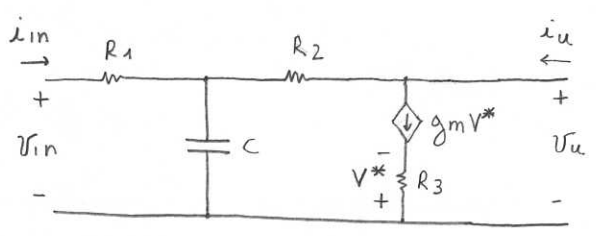
$$|A_{V\infty}|_{dB} = 1.32165 \text{ dB}$$



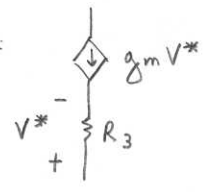
$$|A'| = |A_{V\infty}| \frac{f_{z2}}{f_{p2}} = 1.33$$

$$|A'|_{dB} = 2.48 \text{ dB}$$

4)



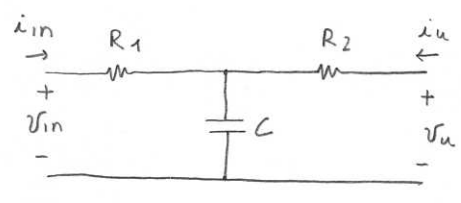
esaminiamo il ramo:



$$V^* = -R_3(g_m V^*) \rightarrow V^* (1 + R_3 g_m) = 0 \rightarrow V^* = 0 \rightarrow g_m V^* = 0 \rightarrow$$

caduta su R_3 cambiato di segno
quantità $\neq 0$
per $g_m \neq -\frac{1}{R_3}$

il ramo in questione è un ramo aperto e il circuito si riduce a

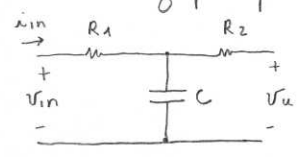


$$\begin{cases} V_u = \mu_f i_{in} + \mu_o i_u \\ V_{in} = \mu_i i_{in} + \mu_r i_u \end{cases}$$

$$\mu_f = \frac{V_u}{i_{in}} \Big|_{i_u=0}$$

$$\mu_i = \frac{V_{in}}{i_{in}} \Big|_{i_u=0}$$

$i_u = 0$ significa porta di uscita aperta



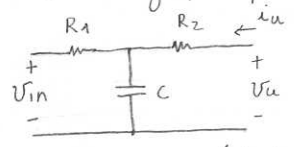
$$\mu_f = \frac{V_u}{i_{in}} = \frac{\frac{1}{Cs} i_{in}}{i_{in}} = \frac{1}{Cs}$$

$$\mu_i = \frac{V_{in}}{i_{in}} = \frac{(R_1 + \frac{1}{Cs}) i_{in}}{i_{in}} = R_1 + \frac{1}{Cs}$$

$$\mu_o = \frac{V_u}{i_u} \Big|_{i_{in}=0}$$

$$\mu_r = \frac{V_{in}}{i_u} \Big|_{i_{in}=0}$$

$i_{in} = 0$ significa porta di ingresso aperta



$$\mu_o = \frac{V_u}{i_u} = \frac{(R_2 + \frac{1}{Cs}) i_u}{i_u} = R_2 + \frac{1}{Cs}$$

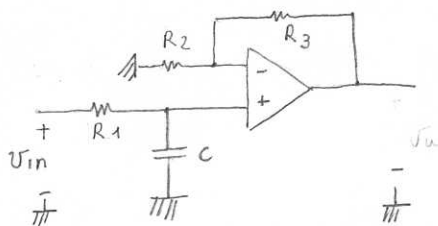
$$\mu_r = \frac{V_{in}}{i_u} = \frac{\frac{1}{Cs} i_u}{i_u} = \frac{1}{Cs}$$

5)

$$H(s) = \frac{H_0}{1 + \frac{s}{\omega_p}} \quad \text{se si realizza un filtro del 1° ordine}$$

con $H_0 = 2$

$$\omega_p = 1 \text{ Krad/s}$$



$$V^+ = V_{in} \frac{\frac{1}{Cs}}{R_1 + \frac{1}{Cs}} = \frac{V_{in}}{1 + R_1 Cs} \rightarrow$$

$$V_u = V^+ \left(1 + \frac{R_3}{R_2}\right) = \left(1 + \frac{R_3}{R_2}\right) \frac{1}{1 + R_1 Cs} V_{in} \rightarrow$$

$$H = \frac{V_u}{V_{in}} = \frac{\left(1 + \frac{R_3}{R_2}\right)}{1 + \frac{s}{\left(\frac{1}{R_1 C}\right)}}$$

per cui $H_0 = 1 + \frac{R_3}{R_2}$

$$\omega_p = \frac{1}{R_1 C}$$

se ad es. prendiamo $R_3 = R_2 = 1 \text{ K}\Omega$

$$R_1 = 1 \text{ K}\Omega$$

$$C = \frac{1}{1 \text{ K}\Omega \cdot 1 \text{ Krad/s}} = 1 \mu\text{F}$$

otteniamo

$$H_0 = 2$$

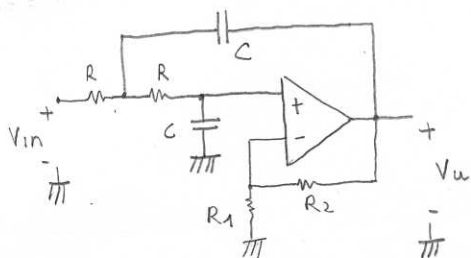
$$\omega_p = 1 \text{ Krad/s}$$

come desiderato

se invece si realizza con un filtro del 2° ordine

$$H(s) = \frac{H_0}{\left(\frac{s}{\omega_p}\right)^2 + \frac{s}{Q\omega_p} + 1}$$

se si implementa tramite una cella di Sallen-Key passa-basso



$$H_0 = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

$$\omega_p = \frac{1}{RC}$$

$$Q = \frac{1}{3 - H_0}$$

(non specificato nel testo)

se ad es. prendiamo $R_2 = R_1 = 1 \text{ K}\Omega$

$$R = 1 \text{ K}\Omega$$

$$C = 1 \mu\text{F}$$

otteniamo $H_0 = 2$, $\omega_p = 1 \text{ Krad/s}$ come desiderato (e $Q = 1$)

(anche qui, se oltre ad una Rout molto bassa, volessimo anche una Rin molto alta basterebbe aggiungere un buffer di tensione in ingresso)

(se poi, oltre ad una Rout molto bassa
bassa, volessimo anche una Rin molto alta basterebbe
aggiungere un buffer di tensione in ingresso:

