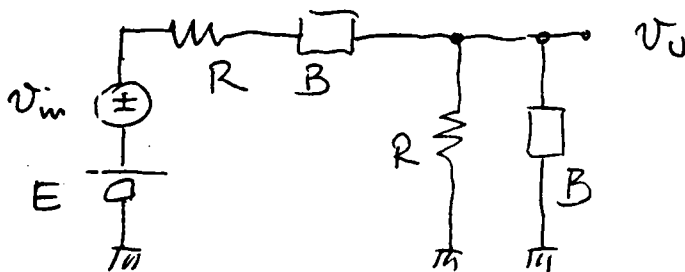


SCHEDA A08_05		Data: 25 Giugno 2008
Cognome	Nome	Matricola

ESERCIZIO N°1

7 punti

Determinare E in modo che il valore di riposo dell'uscita sia pari a 1 V e determinare quindi la tensione complessiva di uscita del seguente circuito non lineare, utilizzando le approssimazioni tipiche per i piccoli segnali.



$$v_{in} = V_M \sin \omega_0 t$$

$$V_M = 1 \text{ mV}$$

$$\omega_0 = 2\pi f_0; \quad f_0 = 1 \text{ kHz}$$

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

per il Bipolo B

$$V_B = d I_B^3 \quad \text{con}$$

$$d = 10^9 \text{ V/A}^3$$

ESERCIZIO N°2

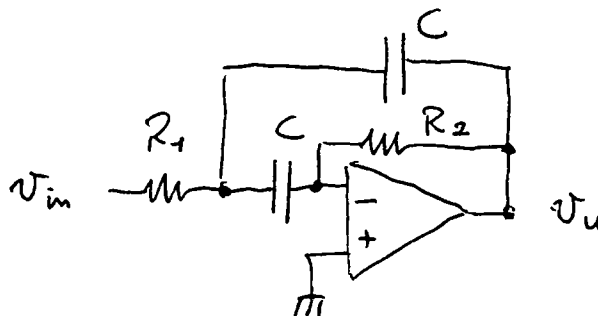
6 punti

Si hanno a disposizione tre amplificatori di tensione caratterizzati rispettivamente da un guadagno di -2, 3 e -4. Tutti e tre presentano uno sbilanciamento massimo in uscita compreso tra $\pm 20 \text{ mV}$. Determinare il modo migliore di porre i tre amplificatori in cascata in modo da minimizzare il massimo sbilanciamento complessivo e determinare quindi il valore di tale massimo sbilanciamento.

ESERCIZIO N°3

7 punti

Determinare la risposta in frequenza del circuito seguente e tracciarne i diagrammi asintotici di Bode.



$$R_1 = 5 \text{ k}\Omega$$

$$R_2 = 1,8 \text{ k}\Omega$$

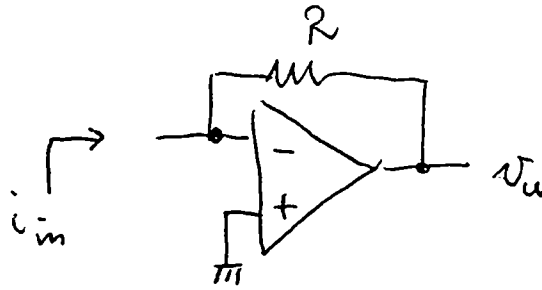
$$C = 1 \mu\text{F}$$

Oper. ideale

ESERCIZIO N°4

6 punti

Determinare i parametri r del seguente amplificatore transresistivo. L'amplificatore operazionale, per gli altri aspetti ideali, presenta un guadagno ad anello aperto $A_V = 10^5$.

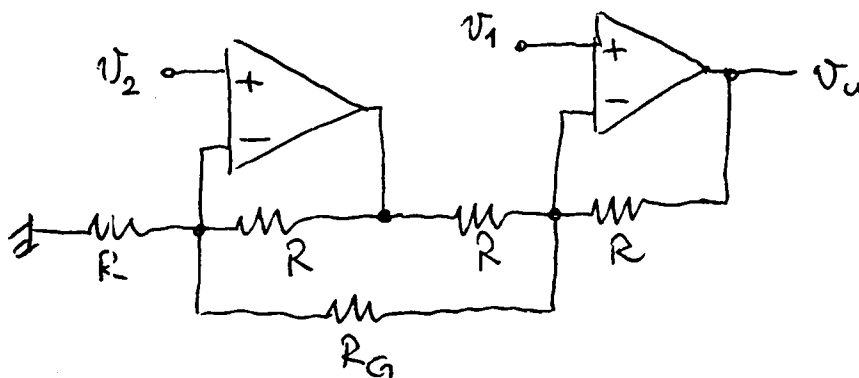


$$R = 1\text{k}\Omega$$

ESERCIZIO N°5

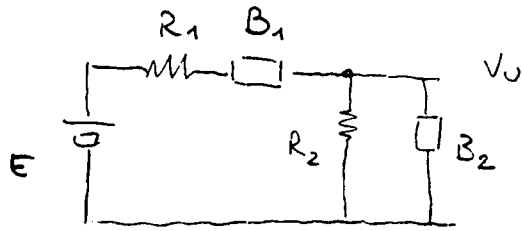
7 punti

Determinare l'amplificazione differenziale e di modo comune del seguente circuito con operazionali ideali.



$$R = 10\text{k}\Omega$$
$$R_G = 100\Omega$$

① Dovendo essere $V_U = 1V$ si avrà per il circuito statico



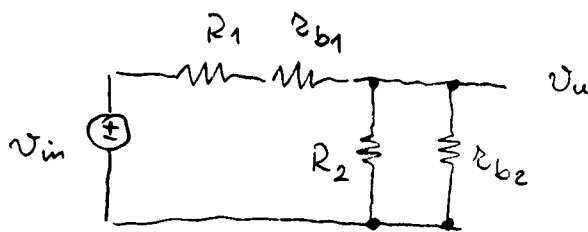
$$I_{R2} = 1 \text{ mA}$$

$$I_{B2} = \sqrt[3]{\frac{V_U}{\alpha}} = 1 \text{ mA}$$

quindi $I_{R1} = I_{B1} = 2 \text{ mA}$ da cui

$$E = V_U + V_{R1} + V_{B1} = 1 + 2 + 8 = 11V$$

Circuito per piccoli segnali



$$r_{b1} = 3\alpha I_B^2 \Big|_{I_B = 2 \text{ mA}} = 12 \text{ k}\Omega$$

$$r_{b2} = 3\alpha I_B^2 \Big|_{I_B = 1 \text{ mA}} = 3 \text{ k}\Omega$$

dal partitore si ricava che

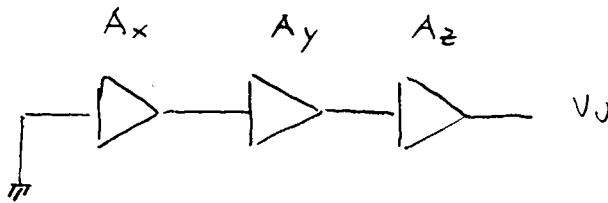
$$v_u = v_{in} \cdot \frac{R_2 \parallel r_{b2}}{R_2 \parallel r_{b2} + R_1 + r_{b1}} = 0,0545 v_{in}$$

Infine

(sinusoide di ampiezza $54,5 \mu V$
e frequenza 1 kHz)

$$v_o = V_U + v_u$$

② la situazione può essere generalizzata nel modo seguente



Lo sbilanciamento vale

$$V_{oo} = V_{ox} A_y A_z + V_{oy} A_z + V_{oz}$$

Il massimo sbilanciamento in modulo, vista la simmetria e l'uguaglianza dei singoli intervalli, sarà

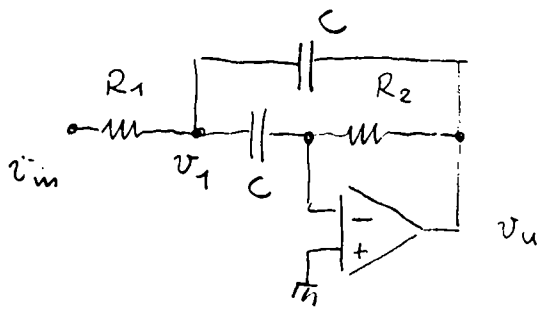
$$|V_{oo}|_{MAX} = |V_{ox}| \cdot (|A_y A_z| + |A_z| + 1)$$

Nel caso in esame la precedente espressione è MINIMA per

$$A_x = -2 \quad A_y = 3 \quad \text{e} \quad A_z = -4 \quad \text{e si ha}$$

$$|V_{oo}|_{MAX} = 180 \text{ mV}$$

③ Cella di Sallen-Key per banda passante



$$v_u = -v_1 R_2 C S \quad (\text{derivatore})$$

$$v_1 = -\frac{v_u}{R_2 C S}$$

$$v_{in} = v_1 + R_1 C S (2v_1 - v_u) = v_1 (1 + 2R_1 C S + R_1 R_2 C^2 S^2)$$

$$v_u = -v_{in} \frac{R_2 C S}{R_1 R_2 C^2 S^2 + 2R_1 C S + 1}$$

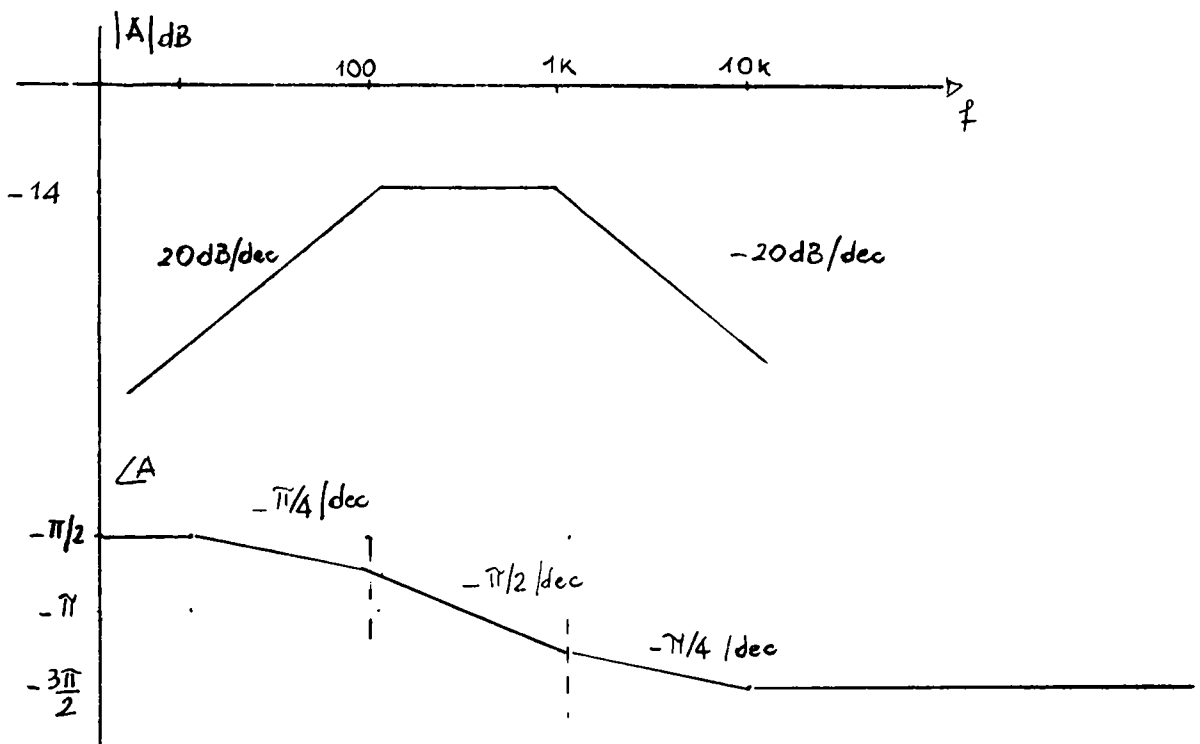
funzione invertente
con due poli e uno
zero nell'origine

$$\omega_c = \frac{1}{C \sqrt{R_1 R_2}} ; \quad Q = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{R_2}{R_1}} = 0,3 \quad (\text{poli reali})$$

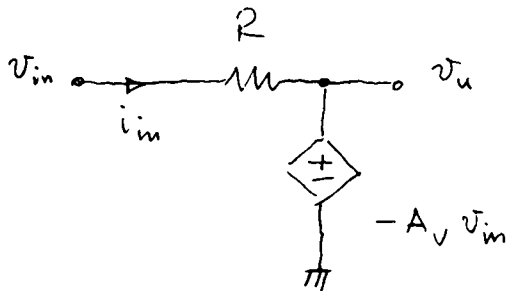
$$A_V = -A_c \frac{S P_2}{(S + P_1)(S + P_2)} \quad A_c = 0,2 \quad (-14 \text{ dB})$$

$$P_1 = \omega_0 \left(\frac{1}{2Q} - \sqrt{\frac{1}{4Q^2} - 1} \right) = \frac{\omega_0}{3} = 111 \text{ rad/s} \quad (17,7 \text{ Hz})$$

$$P_2 = \omega_0 \left(\frac{1}{2Q} + \sqrt{\frac{1}{4Q^2} - 1} \right) = 3\omega_0 = 1 \text{ Krad/s} \quad (159 \text{ Hz})$$



④ Il circuito è



Si ha

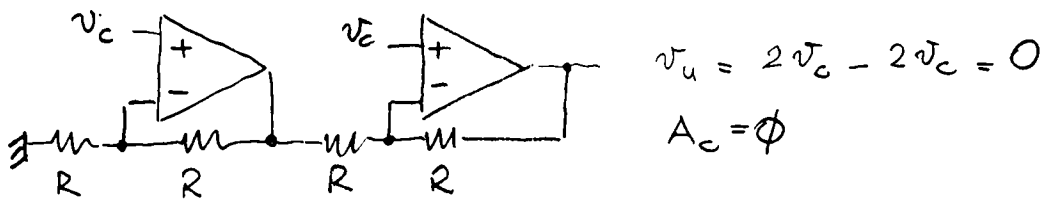
$$v_u = -A_v v_{in} = v_{in} - R i_{in} \quad \text{da cui}$$

$$\begin{cases} v_{in} = \frac{R}{1+A_v} i_{in} \\ v_u = -\frac{A_v}{1+A_v} R i_{in} \end{cases}$$

quindi $r_i = \frac{R}{1+A_v}$; $r_f = -\frac{A_v}{1+A_v} R$; $r_n = r_o = \phi$

⑤ Determino A_c ponendo $v_1 = v_2 = v_c$.

In R_G non scorre corrente, quindi possiamo studiare il circuito seguente, equivalente



Determino A_d ponendo $v_1 = -v_2 = v_d/2$

In R_G scorre v_d/R_G (verso sx), quindi si può studiare il circuito seguente

