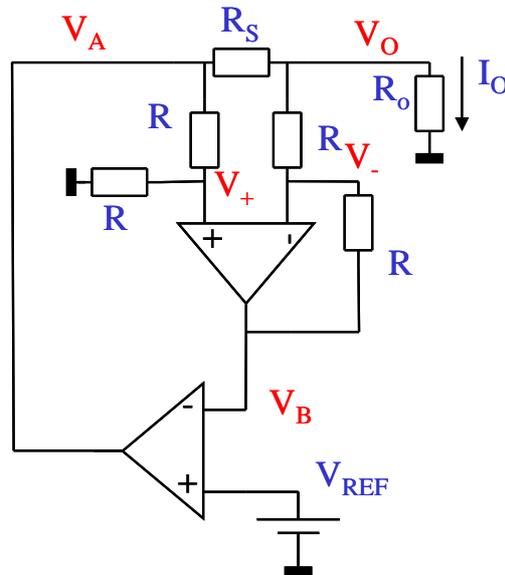


ELETRONICA APPLICATA

Soluzioni per Tema d’esame del 25 Luglio 2012

Es. 1:



Se gli AO hanno guadagno elevato abbiamo che:

$$V_+ = V_- = \frac{V_A}{2}$$

$$V_B = V_{REF}$$

Il bilancio delle correnti al nodo V_O fornisce:

$$\frac{V_A - V_O}{R_S} = \frac{V_O - V_A/2}{R} + \frac{V_O}{R_O}$$

Mentre il bilancio al nodo V_+ fornisce:

$$\frac{V_O - V_A/2}{R} = \frac{V_A/2 - V_{REF}}{R}$$

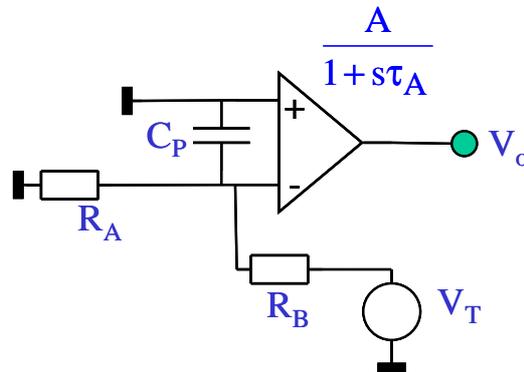
Risolvendo il sistema sopra si ottiene che:

$$I_O = -\frac{1}{R_S} \frac{2R + R_S}{R_O + 2R} V_{REF}$$

La ragione per cui I_O dipende dal fatto che la corrente che scorre in R_S non è esattamente uguale a quella che scorre in R_O , ma una parte scorre anche nella resistenza R connessa tra il nodo di uscita ed il terminale invertente dell'AO.

Es. 2:

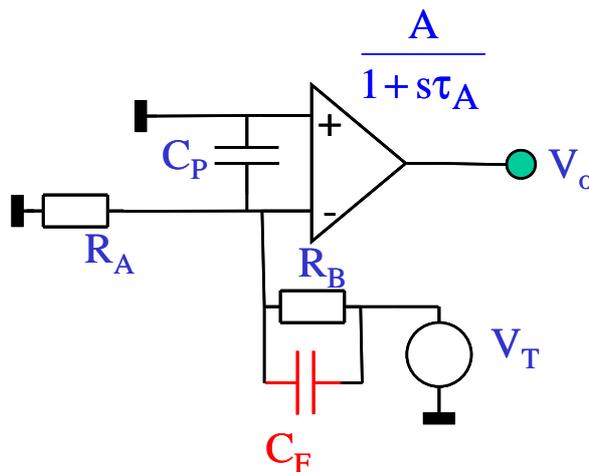
Per valutare il guadagno di anello dobbiamo riferirci alla rete sotto, valida se l'impedenza di uscita dell'AO è trascurabile.



Il guadagno di anello risulta pertanto:

$$T = - \frac{R_A}{R_A + R_B} \frac{1}{1 + sC_P} \frac{A}{\frac{R_A R_B}{R_A + R_B} (1 + s\tau_A)}$$

Un modo per compensare il polo aggiunto da C_P è di porre una capacità in parallelo ad R_B , come qui sotto:

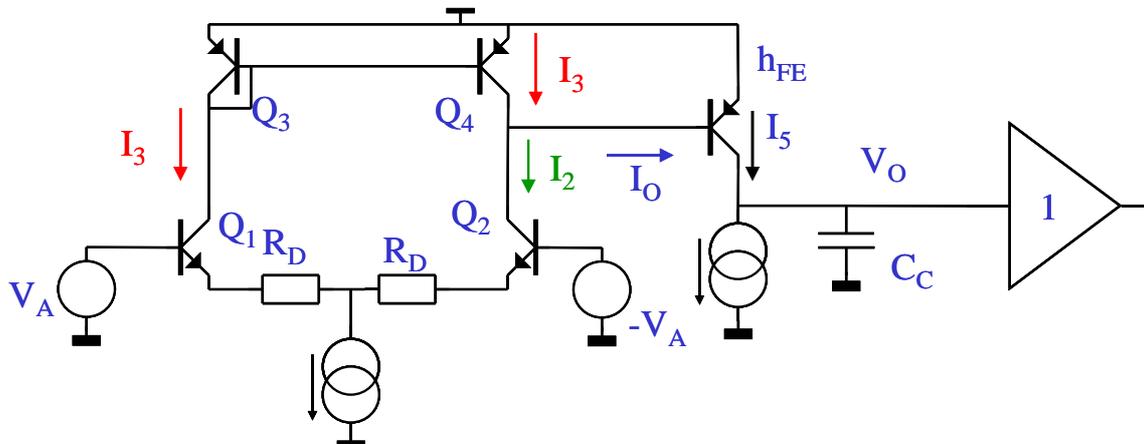


Ora il nuovo guadagno T diviene:

$$T = - \frac{R_A}{R_A + R_B} \frac{1 + sC_F R_B}{1 + s(C_P + C_F)} \frac{A}{\frac{R_A R_B}{R_A + R_B} (1 + s\tau_A)}$$

Es. 3:

Secondo la nomenclatura della figura sotto:



$$I_3 = \frac{V_A - (-V_A)}{2R_D} = \frac{V_A}{R_D}$$

$$I_2 = \frac{-V_A - V_A}{2R_D} = -\frac{V_A}{R_D}$$

Ma:

$$I_O = I_3 - I_2 = \frac{2V_A}{R_D}$$

Quindi I_5 :

$$I_5 = h_{FE} I_O = h_{FE} \frac{2V_A}{R_D}$$

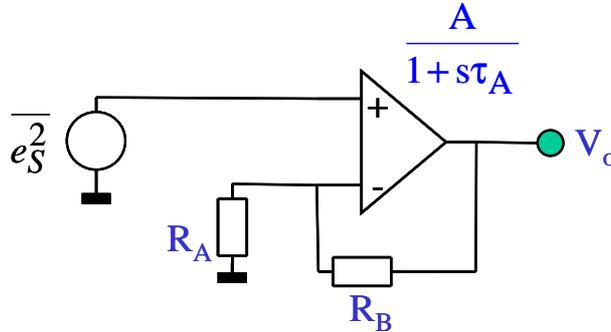
Ed infine:

$$V_O = \frac{I_O}{sC_C} = h_{FE} \frac{2V_A}{sC_C R_D}$$

La frequenza a guadagno unitario è quella per cui il guadagno V_O/V_A diventa unitario:

$$\omega_T = \frac{2h_{FE}}{C_C R_D}$$

Es. 4:



Se assumiamo $A = \infty$ sappiamo che:

$$V_O = \frac{R_A + R_B}{R_A} V_+$$

E sappiamo che il guadagno di anello è:

$$T = - \frac{R_A}{R_A + R_B} \frac{A}{1 + s\tau_A}$$

Per cui:

$$\begin{aligned} V_O &= \frac{R_A + R_B}{R_A} \frac{-T}{1 - T} V_+ = \frac{R_A + R_B}{R_A} \frac{R_A}{R_A + R_B} \frac{A}{1 + s\tau_A} \frac{1}{1 + \frac{R_A}{R_A + R_B} \frac{A}{1 + s\tau_A}} V_+ = \\ &= \frac{R_A + R_B}{R_A} \frac{AR_A}{R_A + R_B + s\tau_A(R_A + R_B) + AR_A} V_+ \\ &= \frac{R_A + R_B}{R_A} \frac{AR_A}{R_B + R_A(1 + A)} \frac{1}{1 + \frac{s\tau_A(R_A + R_B)}{R_B + R_A(1 + A)}} V_+ \\ &\approx \frac{R_A + R_B}{R_A} \frac{1}{1 + \frac{s\tau_A}{A} \frac{(R_A + R_B)}{R_A}} V_+ \\ &= \frac{R_A + R_B}{R_A} \frac{1}{1 + s \frac{(R_A + R_B)}{\omega_T R_A}} V_+ \end{aligned}$$

Siccome la funzione di trasferimento del rumore è la stessa di V_+ abbiamo che:

$$\overline{V_O^2} = \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{1}{1 + \omega^2 \tau^2} \overline{e_s^2}, \quad \text{con } \tau = \frac{(R_A + R_B)}{\omega_T R_A}$$

Il rumore RMS si calcola da:

$$\begin{aligned}
 V_{\text{ORMS}}^2 &= \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{\overline{e_S^2}}{2\pi} \int_0^\infty \frac{1}{1 + \omega^2 \tau^2} d\omega \\
 &= \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{\overline{e_S^2}}{2\pi\tau} \int_0^\infty \frac{1}{1 + x^2} dx \\
 &= \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{\overline{e_S^2}}{2\pi\tau} \text{artn}(x) \Big|_0^\infty \\
 &= \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{\overline{e_S^2}}{4\tau} \\
 &= \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{\overline{e_S^2}}{4} \frac{\omega_T R_A}{R_A + R_B} \\
 &= \left(\frac{R_A + R_B}{R_A} \right)^2 \frac{\overline{e_S^2}}{4} \frac{A}{\tau_A}
 \end{aligned}$$