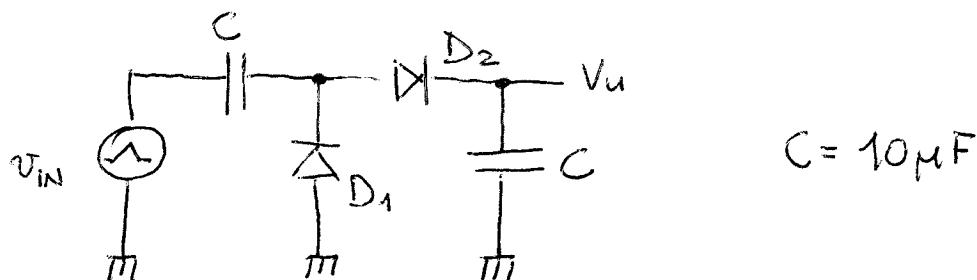


ESERCIZIO N°1

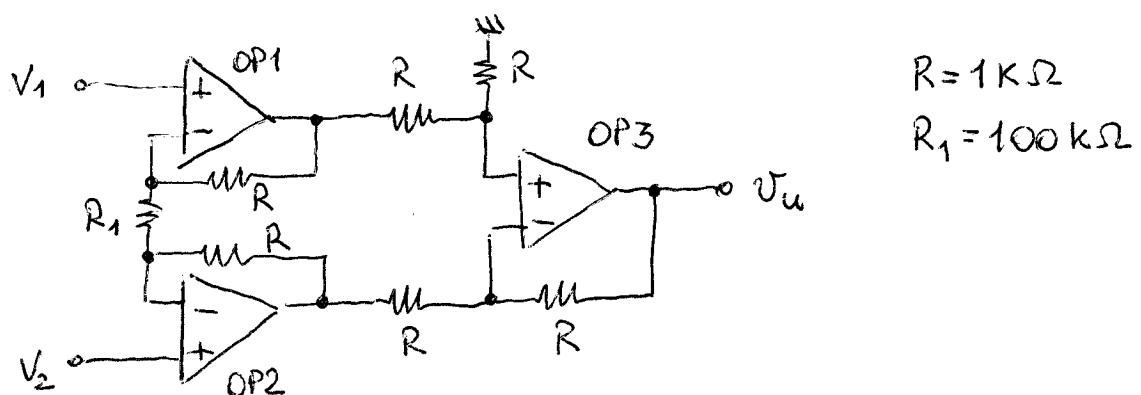
6 punti

Il seguente circuito duplicatore di tensione ha in ingresso un impulso triangolare positivo, con uguali tempi di salita e discesa, di ampiezza 10 V e durata complessiva 100 μ s. Determinare l'andamento della tensione di uscita e della corrente nei diodi ideali D_1 e D_2 .

**ESERCIZIO N°2**

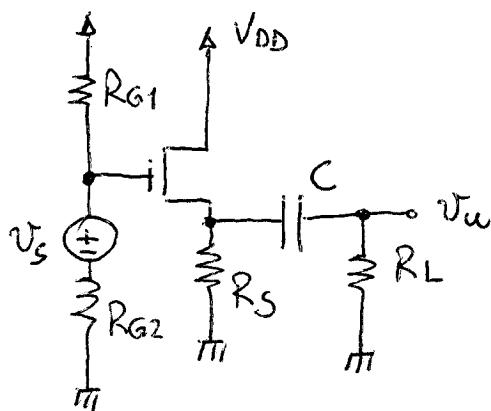
7 punti

Determinare la tensione di uscita del circuito seguente nel caso in cui $V_1 = V_2 = V_c$ e nel caso in cui $V_1 = -V_2 = V_d/2$. Gli amplificatori operazionali sono ideali.

**ESERCIZIO N°3**

7 punti

Disegnare il circuito per piccoli segnali e determinare la risposta in frequenza, disegnando i relativi diagrammi asintotici di Bode, del circuito seguente.



nMOS in saturazione

$$g_{fs} = 5 \text{ mA/V}$$

$$R_{G1} = R_{G2} = 1 M\Omega$$

$$R_S = R_L = 1 k\Omega$$

$$C = 10 \mu F$$

ESERCIZIO N°4

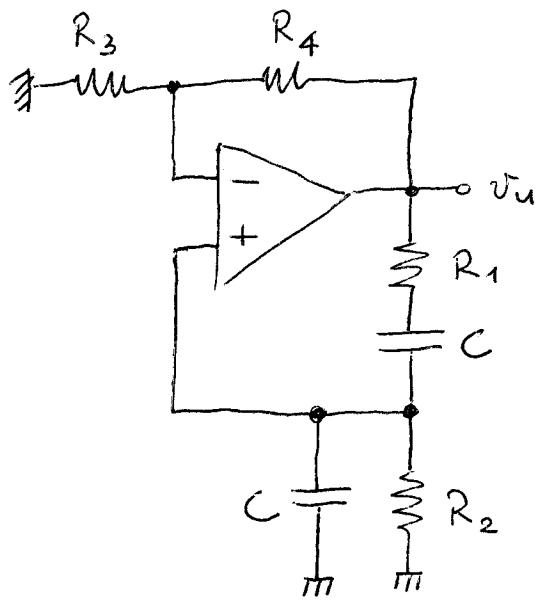
6 punti

Valutare il massimo sbilanciamento del circuito dell'esercizio 2. Gli operazionali, tutti simili, presentano soltanto una tensione di offset, $|V_{io}| < 1 \text{ mV}$.

ESERCIZIO N°5

7 punti

Determinare frequenza e ampiezza a regime della tensione di uscita del seguente oscillatore.



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

$$R_1 = R$$

$$R_2 = R \left(1 - \frac{v_{u\max}}{V_0} \right)$$

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

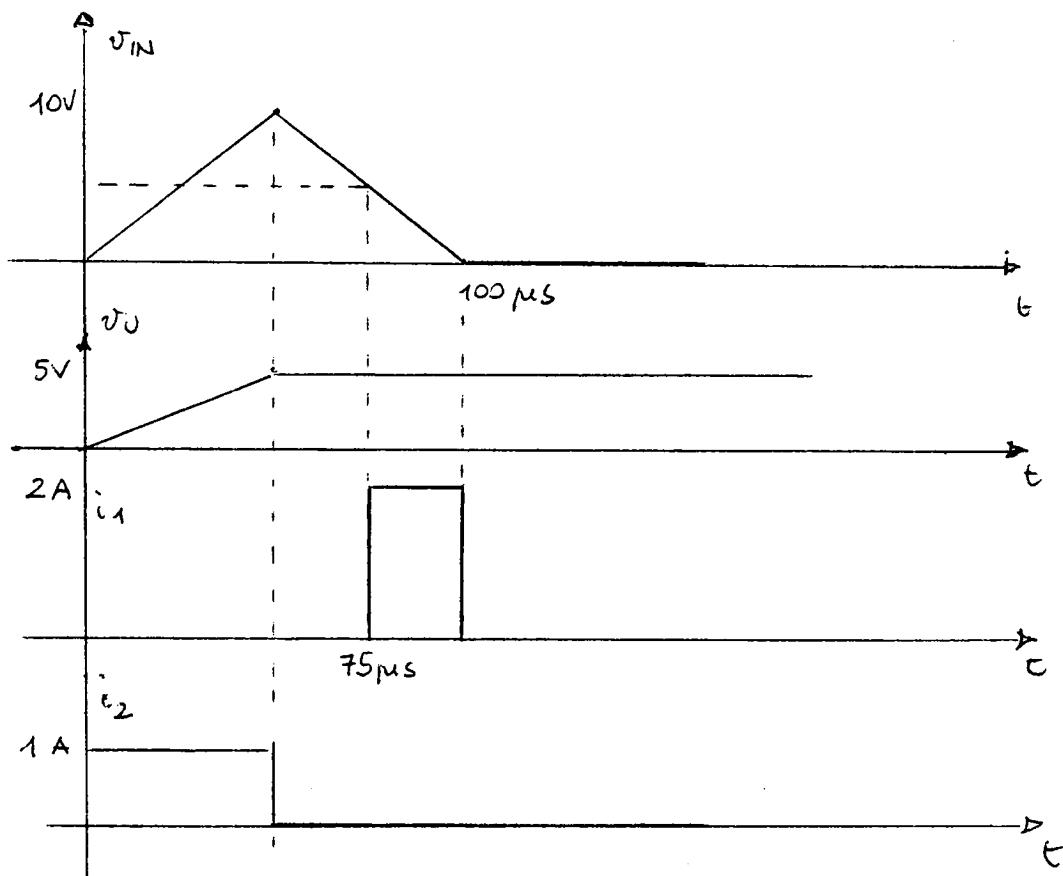
$$V_0 = 1 \text{ V}$$

$$R_3 = 1 \text{ k}\Omega$$

$$R_4 = 3 \text{ k}\Omega$$

OP. AMP ideale

1) Inizialmente D_1 off e D_2 on ; si caricano entrambe le C
 poi D_1 off e D_2 off
 infine D_1 on e D_2 off : si scarica la C_{sx}



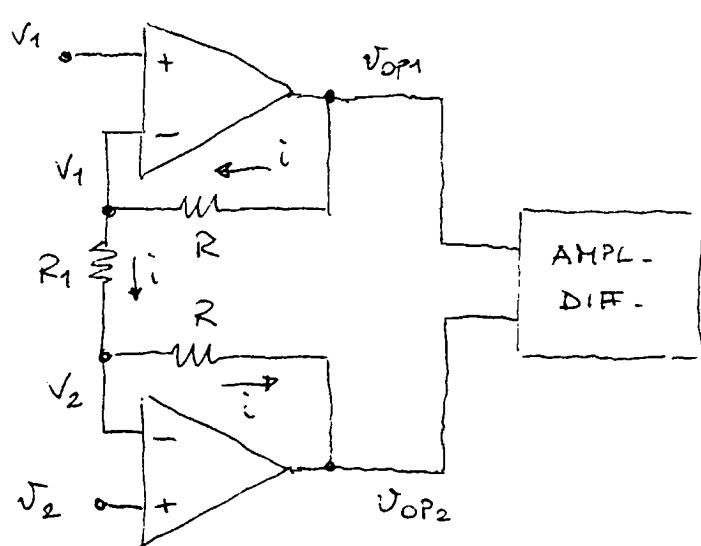
Corrente diretta nei diodi

$$i_2 = \frac{C}{2} \frac{dV_{IN}}{dt} = 5\mu \cdot \frac{10}{50\mu} = 1A$$

$$i_1 = C \frac{dV_{IN}}{dt} = 2A$$

- ② Applico le metodi del CCV
Si riconosce che OP3 forma un amplificatore differentiale che dà

$$v_u = v_{op1} - v_{op2}$$



$$i = \frac{v_1 - v_2}{R_1}$$

$$v_{op1} - v_{op2} = i (2R + R_1)$$

$$v_u = (v_1 - v_2) \frac{2R + R_1}{R_1}$$

$$1) \text{ con } v_1 = v_2 = v_c$$

$$v_u = \emptyset$$

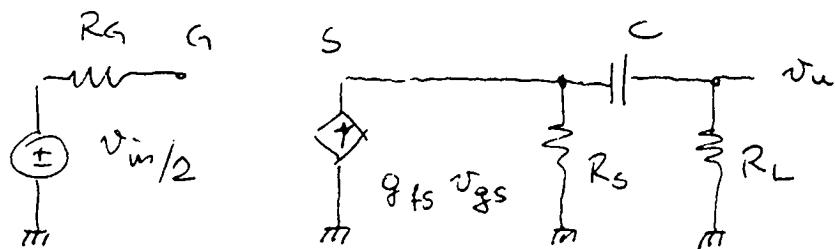
$$2) \text{ con } v_1 = -v_2 = v_d/2$$

$$v_u = v_d \cdot \frac{2R + R_1}{R_1} = 1.02 v_d$$

- ④ Per volutamente lo sbilanciamento può considerare come caso peggiore quello in cui OP1 e OP2 hanno sbilanci discordi e sommersi per lo sbilanciamento del differenziale

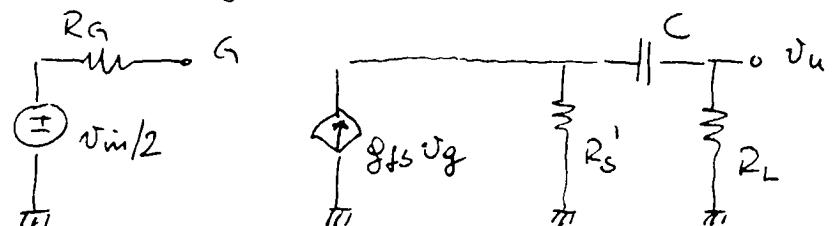
$$v_{u\max} = 2|v_{io}| \frac{2R + R_1}{R_1} + 2|i_o| = 4.04 \text{ mV}$$

③ Si tratta di un inseguitore di source
Applico le leggi di Kirchhoff all'ingresso



$$R_G = R_{G1} \parallel R_{G2}$$

Sdoppiando le generatrici si ottiene



$$R'_S = R_S \parallel (1/g_{fs}) = 167 \Omega$$

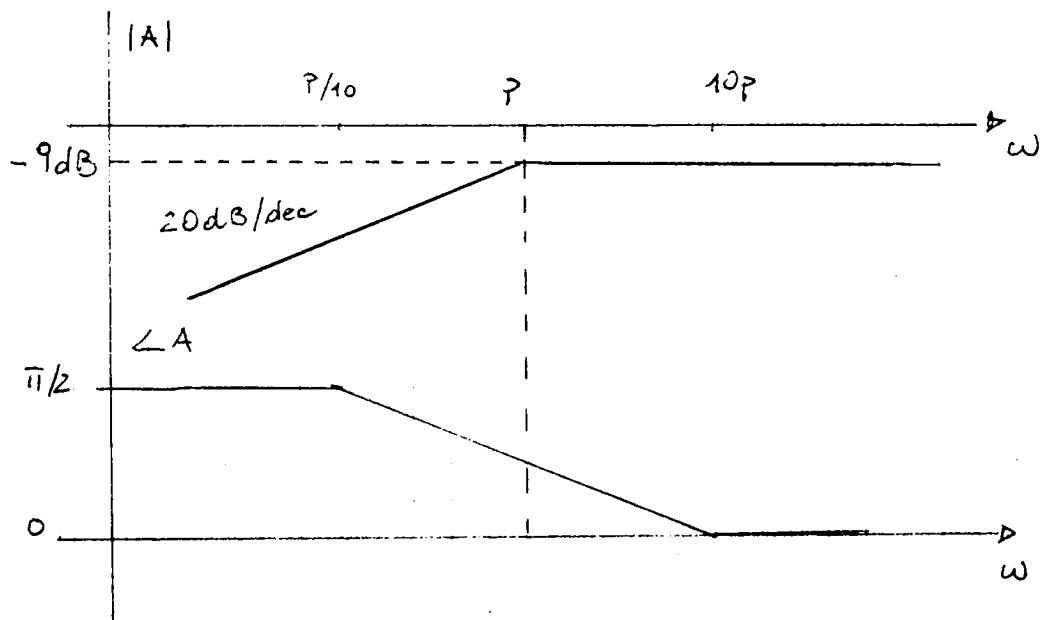
il sistema ha uno zero nell'origine e un polo

$$\frac{v_u}{v_{in}} = A_{CB} \frac{s}{s+p}$$

$$\text{con } A_{CB} = \frac{1}{2} g_{fs} R'_S \parallel R_L = 0.357 \quad (-9 \text{ dB})$$

$$P = \frac{1}{R_{re} C} = 85.7 \text{ rad/s}$$

$$R_{re} = R'_S + R_L = 1167 \Omega$$



⑤ Oscillatore a ponte di Wien.
Si ricava subito il quadriporto di questo

$$bA = \left(1 + \frac{R_4}{R_3}\right) \cdot \frac{z_2}{z_1 + z_2}$$

$$\text{con } z_2 = \frac{R_2}{R_2 CS + 1} \quad \text{e} \quad z_1 = \frac{R_1 CS + 1}{CS} \quad \text{quindi}$$

$$bA = 4 \cdot \frac{R_2 CS}{R_1 R_2 (CS)^2 + (R_1 + 2R_2)CS + 1}$$

All'ingresso il circuito è instabile ($A_v > 3$ e $R_1 = R_2$)
A regime si dovrà avere le condizioni

$$\begin{cases} 1 - R_1 R_2 C^2 \omega_0^2 = 0 & (\text{perte imm. nulla}) \\ \frac{4 R_2}{R_1 + 2R_2} = 1 & (\text{perte reale unitaria}) \end{cases}$$

Si ha quindi

$$4R_2 = R_1 + 2R_2 \quad R_2 = R_1/2 \quad \text{e quindi } v_{u\max} = 0.5V$$

$$\omega_0 = \frac{1}{R_1 C} \sqrt{2} ; \quad f_0 = 225 \text{ Hz}$$