

Esercizio 2

Progettare un filtro passa basso alla Butterworth, di tipo vcvs a componenti uguali che abbia $f_H=3kHz$ con guadagno di 20dB in banda passante e sia in grado di fornire a 6kHz un'attenuazione relativa α almeno pari a 26dB.

Svolgimento:

Dobbiamo innanzi tutto determinare l'ordine del filtro. Usiamo la relazione¹:

$$n = \frac{\log\left(10^{\frac{|\alpha|}{10}} - 1\right)}{2 \log \frac{\omega_\alpha}{\omega_H}}$$

Dove:

$$\alpha = 26dB; \omega_\alpha = 2\pi \cdot 6000 = \frac{37680rad}{s}; \omega_H = 2\pi \cdot 3000 = \frac{18840rad}{s}$$

Sostituendo:

$$n = \frac{\log\left(10^{\frac{26}{10}} - 1\right)}{2 \log \frac{37680}{18840}} \cong 4.32$$

Dobbiamo, quindi, realizzare un filtro del quinto ordine. Usiamo gli schemi dei filtri vcvs come richiesto e mettiamo in cascata un filtro del primo ordine e due del secondo ordine come in figura 1.

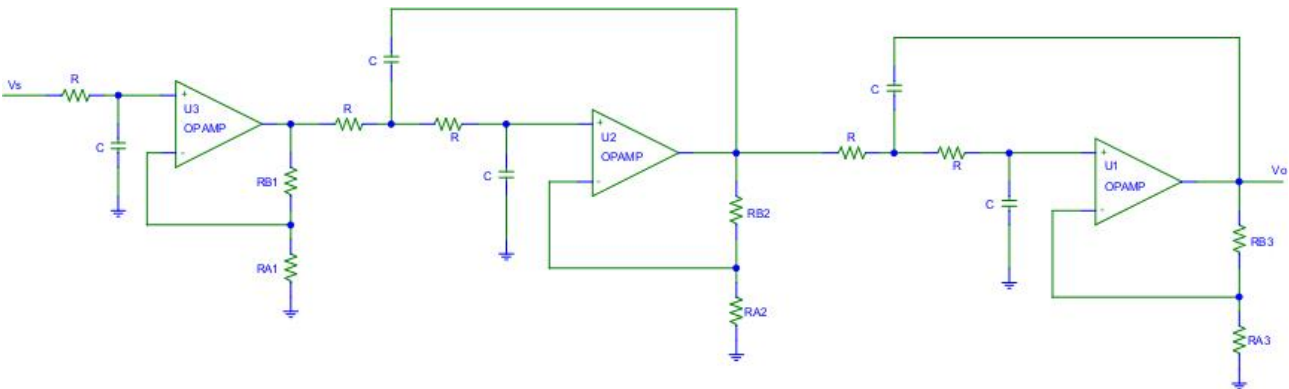


Figura 1 Filtro vcvs passa basso del quinto ordine.

Per la risposta in frequenza dobbiamo scegliere l'approssimazione di Butterworth come richiesto quindi tutte le "celle" dovranno avere la stessa frequenza di taglio $f_H=f_0$.

Dalle relazioni di progetto di un filtro passa basso già ricavate (vedi <http://cmathilde.altervista.org/Elettronica/Filtri/FormulePBasso.pdf>) si trova:

$$\omega_0 = 2\pi f_0 = \frac{1}{RC}$$

Da cui deriva:

$$2\pi \cdot 3000 = \frac{1}{RC} \rightarrow \frac{1}{RC} = 18840Hz \rightarrow RC \cong 5 \cdot 10^{-5}sec$$

¹ Per ricavare la formula vedi <http://cmathilde.altervista.org/Elettronica/Filtri/OrdinePBasso.pdf>

Poniamo $C=22\text{nF}$ e troviamo R :

$$R = \frac{5 \cdot 10^{-5} \text{sec}}{2.2 \cdot 10^{-8}} \Omega = 2412 \Omega = 2.4 \text{k}\Omega$$

Scegliamo una resistenza della serie E24 (tolleranza minore o uguale a $\pm 2\%$).

Per dimensionare le resistenze R_{Ai} e R_{Bi} delle due celle del secondo ordine usiamo la relazione:

$$\frac{R_{Bi}}{R_{Ai}} = 2 - 2\xi \quad (1)$$

Dove $i=1,2$ e ξ è il fattore di smorzamento.

Un filtro passa basso del quinto ordine presenta 5 poli di cui uno reale e gli altri quattro a due a due complessi coniugati. Dalla tabella dei polinomi di Butterworth troviamo il denominatore della funzione di trasferimento per un filtro del quinto ordine:

$$(s^2 + 0.618s + 1)(s^2 + 1.618s + 1)(s + 1)$$

Ciascuna cella del secondo ordine ha funzione di trasferimento data da:

$$A(s) = \frac{K\omega_0^2}{s^2 + 2\xi\omega_0s + \omega_0^2}$$

Dato che le celle sono in cascata la funzione di trasferimento complessiva è data da:

$$A(s) = \frac{K_1\omega_0^2}{s^2 + 2\xi_1\omega_0s + \omega_0^2} \frac{K_2\omega_0^2}{s^2 + 2\xi_2\omega_0s + \omega_0^2} \frac{K_3\omega_0}{s + \omega_0}$$

Consideriamo la prima cella del secondo ordine (quella più a destra della figura 1): dal confronto con il denominatore della funzione di trasferimento con $\omega_0=1^2$ si ricava:

$$2\xi = 0.618 \rightarrow \xi = 0.309$$

Sostituendo nella (1) si trova:

$$\frac{R_{B1}}{R_{A1}} = 2 - 2\xi = 2 - 0.618 = 1.382 \rightarrow R_{B1} = 1.382R_{A1}$$

Scegliamo $R_{A1}=13\text{k}\Omega$. Quindi:

$$R_{B1} = 1.382 \cdot 13000 = 17966 \Omega \rightarrow R_{B1} = 18 \text{k}\Omega$$

Con questi valori il guadagno di tensione vale:

$$K_1 = 1 + \frac{R_{B1}}{R_{A1}} = 1 + \frac{18}{13} \cong 2.385 \quad (2)$$

Consideriamo ora la seconda cella del secondo ordine. Con lo stesso procedimento otteniamo:

$$2\xi = 1.618 \rightarrow \xi = 0.809$$

Sostituendo nella (1):

$$\frac{R_{B2}}{R_{A2}} = 2 - 2\xi = 2 - 1.618 = 0.382 \rightarrow R_{B2} = 0.382R_{A2}$$

Scegliamo $R_{A2}=18\text{k}\Omega$. Quindi:

$$R_{B2} = 0.382 \cdot 18000 = 6876 \Omega \rightarrow R_{B2} = 6.8 \text{k}\Omega$$

² Ricordiamo che i polinomi di Butterworth sono normalizzati.

Con questi valori il guadagno di tensione vale:

$$K_2 = 1 + \frac{R_{B2}}{R_{A2}} = 1 + \frac{6.8}{18} \cong 1.378 \quad (3)$$

Adesso consideriamo la cella del primo ordine e troviamo il valori delle resistenze RA3 ed RB3 in modo tale che il filtro guadagni, complessivamente, 20dB in banda passante.

Il guadagno totale è dato da:

$$K_{TOT} = K_1 K_2 K_3$$

Deve essere $K_{TOT}=20\text{dB}$ quindi:

$$K_{TOT} = 20\text{dB} \quad \rightarrow \quad K_1 K_2 K_3 = 20B \quad \rightarrow \quad 20 \log K_1 K_2 K_3 = 20$$

$$\log K_1 K_2 K_3 = \frac{20}{20} = 1 \quad \rightarrow \quad K_1 K_2 K_3 = 10^1 = 10$$

Sostituendo i valori trovati nella (2) e nella (3):

$$K_3 = \frac{10}{K_1 K_2} = \frac{10}{2.385 \cdot 1.378} = 3.042$$

Possiamo scrivere:

$$1 + \frac{R_{B3}}{R_{A3}} = 3.042 \quad \rightarrow \quad \frac{R_{B3}}{R_{A3}} = 2.042$$

Scegliamo $R_{A3}=18\text{k}\Omega$ e calcoliamo:

$$R_{B3} = 2.042 R_{A3} \cong 36769\Omega$$

Poniamo $R_{A1}=36\text{k}\Omega$.

Ricapitolando:

$$C = 22\text{nF}; R = 2.4\text{k}\Omega; R_{A1} = 13\text{k}\Omega; R_{B1} = 18\text{k}\Omega; R_{A2} = 18\text{k}\Omega; R_{B2} = 6.8\text{k}\Omega;$$

$$R_{A3} = 18\text{k}\Omega; R_{B3} = 36\text{k}\Omega$$

Questo file può essere scaricato gratuitamente. Se pubblicato citare la fonte.

Matilde Consales