

TD 14

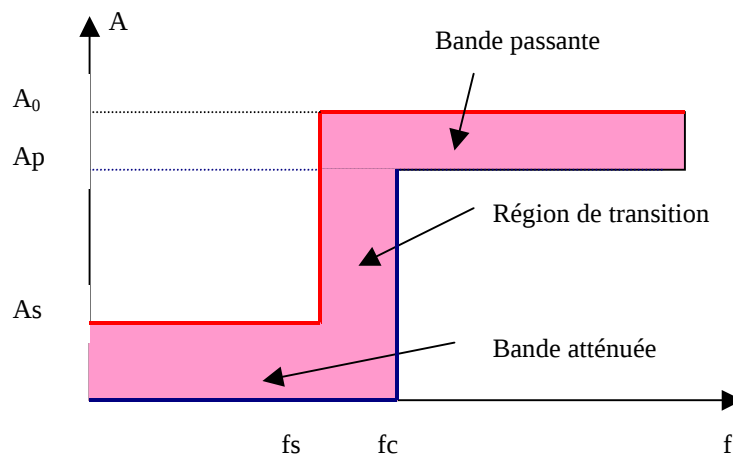
Filtrage

Montage à amplificateur opérationnel: filtre passe-bas; passe- haut; passe bande; coupe bande
Circuits déphaseurs. Cellules de Sallen-Key; cellules à rebouclages multiples

exercice 14.1

On considère le gabarit du filtre passe-haut suivant:

$A_0 = 0\text{dB}$; $A_p = -1\text{ dB}$; $A_s = -30\text{ dB}$. $f_c = 4\text{ kHz}$; $f_s = 8\text{ kHz}$.



Gabarit du Filtre passe-haut

Quel est l'ordre minimal de ce filtre?

exercice 14.2

On étudie le circuit suivant:

1. Quel est l'ordre de ce filtre?
2. Ce filtre est-il un filtre passe-bas , passe-haut ; passe-bande ou coupe bande?

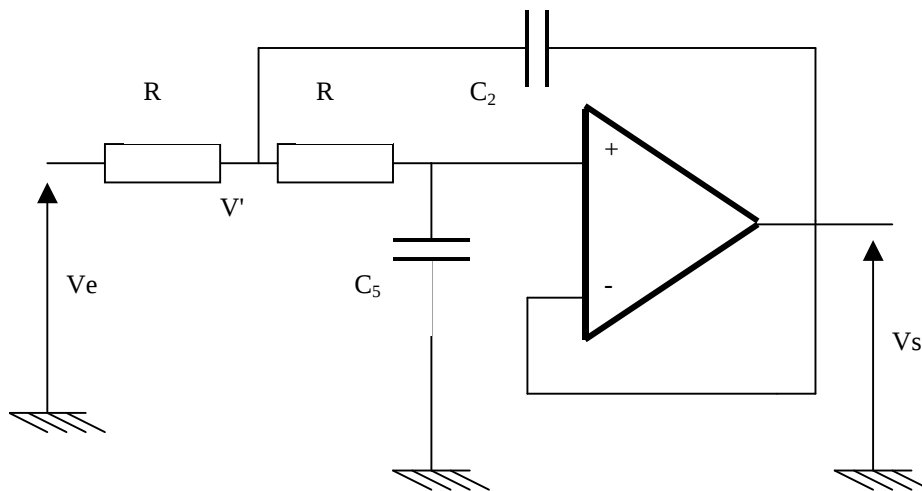
On raisonnera en étudiant les propriétés du circuit en fonction de la fréquence sans écrire d'équations.

3. Montrer que ce filtre est à gain unitaire.

4. Etablir la fonction de transfert de ce filtre et montrer qu'elle s'écrit sous la forme suivante:

$$T(p) = \frac{V_s}{V_e} = \frac{1}{R^2 C_1 C_5 p^2 + 2RC_5 p + 1} \text{ avec } p = j\omega$$

5. Donner en fonction de R, C₁ et C₅ l'expression de la fréquence de coupure basse de ce filtre.
6. On veut un filtre de Butterworth ayant une fréquence de coupure de 5 kHz. Déterminer les valeurs de C₁ et C₅ si on prend pour R la valeur de 33 kΩ.



exercice 14.3

Retrouver l'expression de la fonction de transfert donné dans le cours pour le circuit de la figure 19-11.

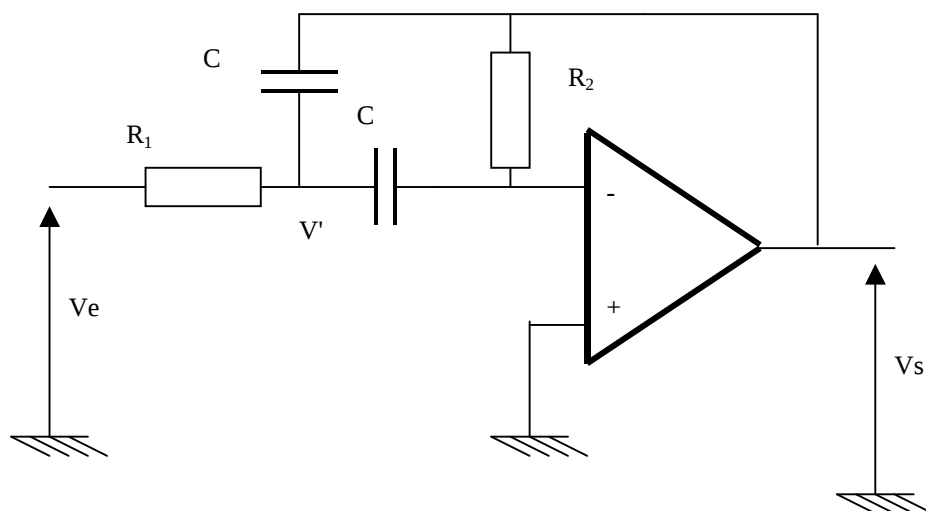


figure 19-11 filtre passe-bande à réactions multiples.

$$T = \frac{-j \frac{1}{Q} \frac{R_2}{2R_1} \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j \frac{1}{Q} \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right)^2}$$

2. On désire réaliser un filtre passe-bande entre 300Hz et 3300 Hz.

- a) préciser la valeur de f_0 et de Q .
- b) En déduire la valeur des éléments si $C = 10\text{nF}$.

Réponses 14-1

En traçant la droite passant par les deux points $A_{s,fs}$ et $A_{p,fc}$ on obtient la pente de 29dB/octave. $(-1+30)/une\ octave\ de\ fréquence$. Sachant que pour un filtre l'ordre est 6ndB on a donc $n_{min} = 5$. On pourra par exemple choisir $n = 6$ ce qui laisse une marge supplémentaire car il faut tenir compte de la tolérance des composants et de leurs dérives éventuelles.

Réponses 14-2

1. $n = 2$.
2. Passe-bas
3. L'ampli est monté en suiveur donc le gain est unitaire.
4. Il faut appliquer Millmann en V' . On a deux équations:

$$V'(2/R + jC_2\omega) = V_e/R + V_s jC_2\omega + V_s/R \text{ et}$$

$$V' = V_s(1 + jRC_5\omega). \quad \text{Après simplification on obtient: } T = \frac{1}{1 + j2RC_5\omega - R^2C_2C_5\omega^2}$$

5. $f_0 = \frac{1}{2\pi R\sqrt{C_2C_5}}$
6. On doit identifier T avec la fonction de transfert du filtre de Butterworth d'ordre 2.
On trouve $C_2 = 2C_5$. On en déduit $C_5 = 682\text{ pF}$ et $C_2 = 1,36\text{ nF}$.

Réponses 14-3

1. On a $V_+ = V_- = 0$.

Il faut encore appliquer Millmann au nœud V' soit:

$$V'(1/R_1 + 2jC\omega) = V_e/R_1 + V_s jC\omega \text{ et } V' = -V_s/jR_2C\omega$$

$$\text{On obtient: } \frac{-jR_2C\omega}{1 + j2R_1C\omega - R_1R_2C^2\omega^2}. \text{ Le maximum est obtenu pour } -R_2/2R_1$$

- 2.

a) On identifie le dénominateur à celui d'une fonction du second ordre normalisée avec

$$\text{son coefficient de qualité et on trouve } Q = 1/2m = 0,5 \sqrt{\frac{R_2}{R_1}} \text{ et } \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{R_1R_2}C}$$

$$\text{b) } f_0 = \sqrt{300.3300} = 995\text{ Hz} \text{ et } Q = 995/3000 = 0,332.$$

$$\text{On en déduit } R_1/R_2 = 2,27 \text{ soit } R_2 = 10,6\text{ k}\Omega \text{ et } R_1 = 24,1\text{ k}\Omega$$