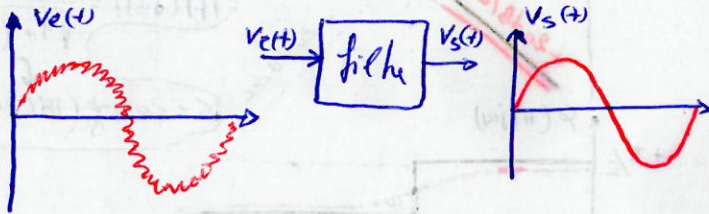


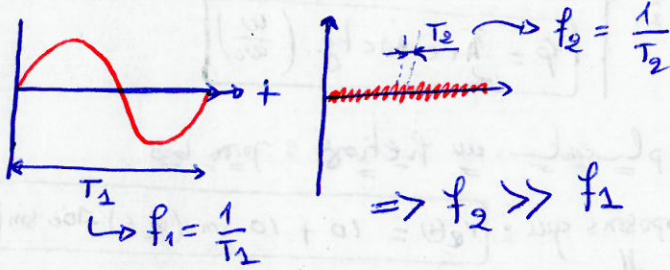
Filtres analogiques

* Définition

Les filtres sont utilisés lorsque l'on désire supprimer une partie indésirable du signal



on $V_e(t) = V_e^u(t) + V_e^s(t)$

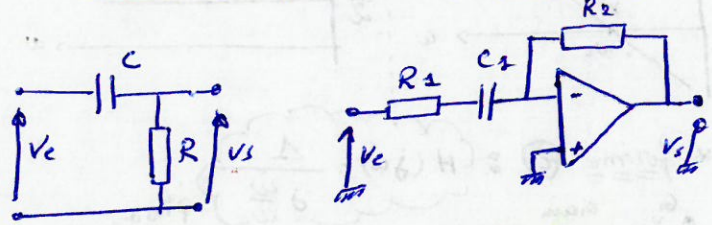


Partie utile

Partie à supprimer

Il existe deux familles de filtres

- filtres actifs : besoin d'alimentation
- filtres passifs : sans alimentation



filtre passif

filtre actif

* Méthode de travail

- en travaillant dans le domaine complexe
- exprimer la fonction de transfert

$$H(j\omega) = \frac{V_s(j\omega)}{V_e(j\omega)}$$

gain du filtre

phase du filtre

$$G(\omega)$$

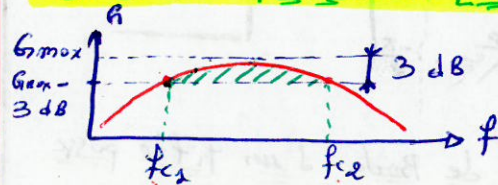
$$\phi(\omega) = (\angle V_s, \angle V_e)$$

$$G = 20 \log(|H(j\omega)|)$$

$$\phi = \arctg\left(\frac{\text{Im}(H)}{\text{Re}(H)}\right)$$

- puis on trace le diagramme de bode

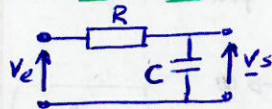
* La bande passante du filtre



$B = f_{c2} - f_{c1}$ bande passante

A - filtres passifs 1er ordre

* passe bas

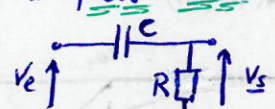


diviseur de tension
 $V_s(j\omega) = \frac{1}{1+j\omega RC} \cdot V_e$

$$H(j\omega) = \frac{1}{1+j\omega RC}$$

$$\frac{A}{1+j\frac{\omega}{\omega_0}} \Rightarrow \begin{cases} A = 1 \\ \omega_0 = \frac{1}{RC} \end{cases}$$

* passe Haut



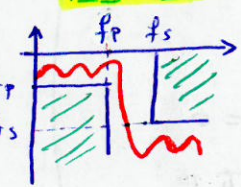
diviseur de tension
 $V_s(j\omega) = \frac{j\omega RC}{1+j\omega RC} \cdot V_e(j\omega)$

$$H(j\omega) = \frac{j\omega RC}{1+j\omega RC}$$

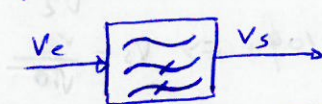
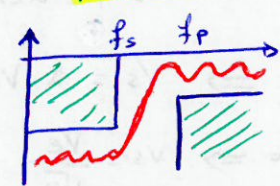
$$\frac{A j\frac{\omega}{\omega_0}}{1+j\frac{\omega}{\omega_0}} \Rightarrow \begin{cases} A = 1 \\ \omega_0 = \frac{1}{RC} \end{cases}$$

* types de filtres : Notion de gain

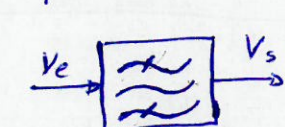
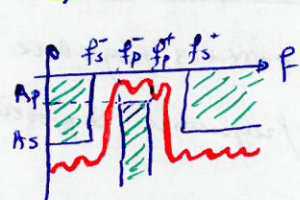
a) passe bas



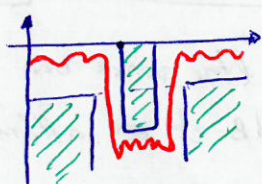
b) passe haut



c) passe bande



d) coupe bande

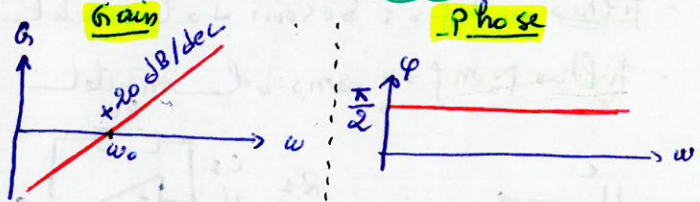


Ap : atténuat Max dans la bande passante
 As : atténuat Min dans la bande coupée

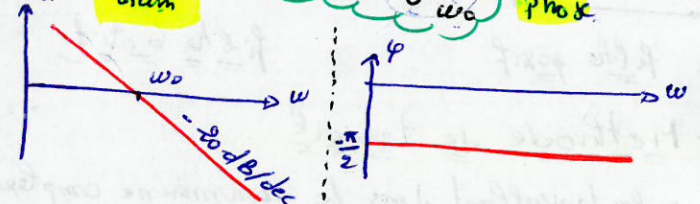
* Diagramme de Bode pour les filtres

⇒ les formes canoniques

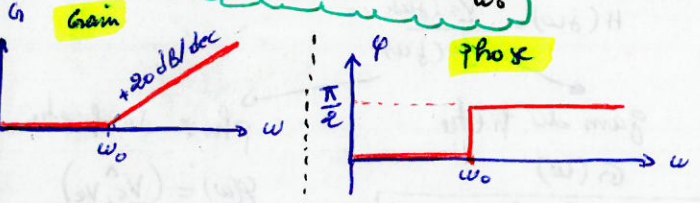
forme ① : $H(j\omega) = j \frac{\omega}{\omega_0}$



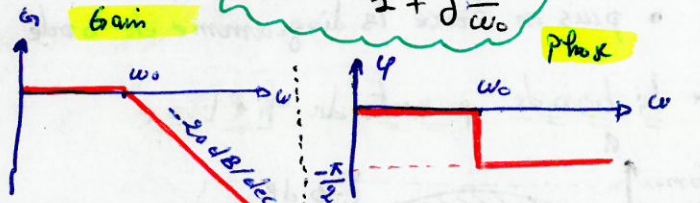
forme ② : $H(j\omega) = \frac{1}{j \frac{\omega}{\omega_0}}$



forme ③ : $H(j\omega) = 1 + j \frac{\omega}{\omega_0}$



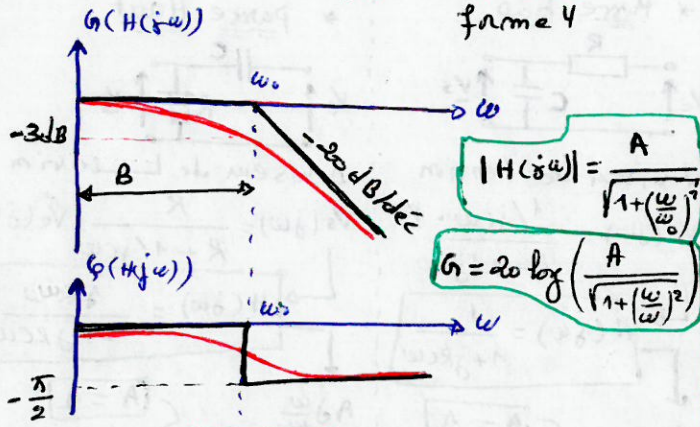
forme ④ : $H(j\omega) = \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}}$



* Diagramme de Bode d'un filtre passe bas

bas seu fixe:

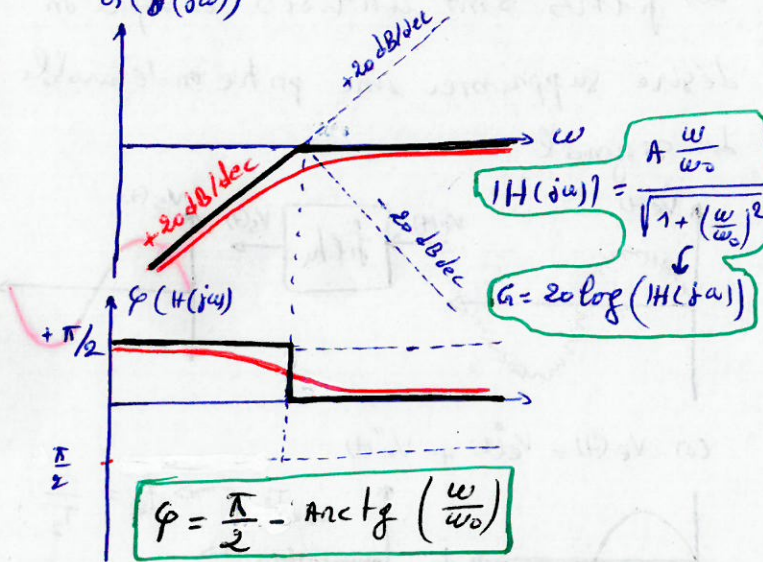
$H(j\omega) = \frac{A}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} = A \cdot \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}}$



$G = -\text{Arctg} \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right)$

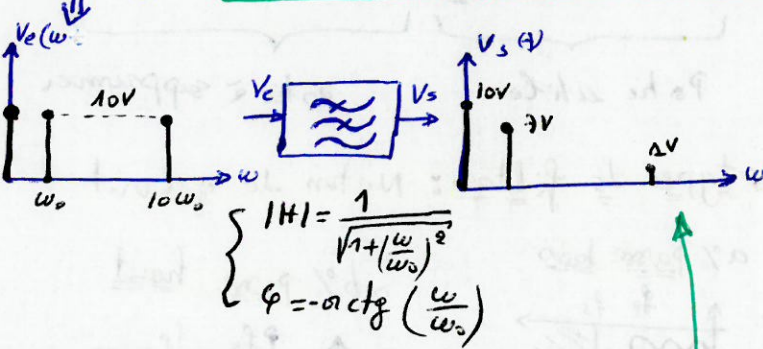
* Diagramme d'un filtre passe haut seu fixe

$H(j\omega) = \frac{A j \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} = A \cdot j \frac{\omega}{\omega_0} \times \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}}$



Application au filtre: forme bas

Supposons que: $V(t) = 10 + 10 \sin(\omega_0 t) + 10 \sin(10\omega_0 t)$



$f = 0 \Rightarrow V_s = 1 \cdot V_e, \varphi = 0$

$f = f_0 \Rightarrow V_s = \frac{V_e}{\sqrt{2}}, \varphi = -\frac{\pi}{4}$

$f = 10f_0 \Rightarrow V_s = \frac{V_e}{10}, \varphi = -1.47$

$V_s(t) = 10 + 7 \sin(\omega_0 t - \frac{\pi}{4}) + 1 \cdot \sin(10\omega_0 t - 1.47)$

un filtre passe bas laisse passer les fréquences < -3dB et atténue les fréquences supérieures à ω_0

forme 5 : $H(j\omega) = k$

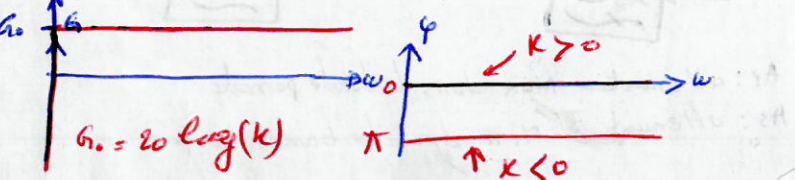
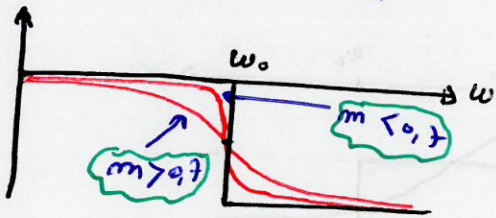
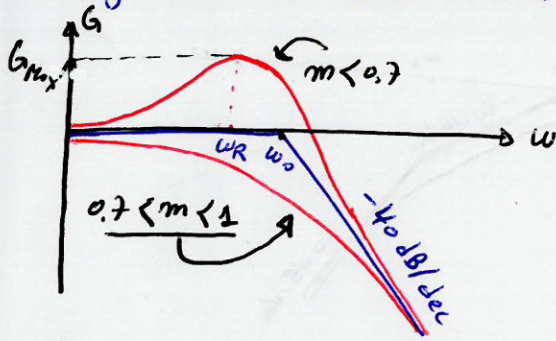
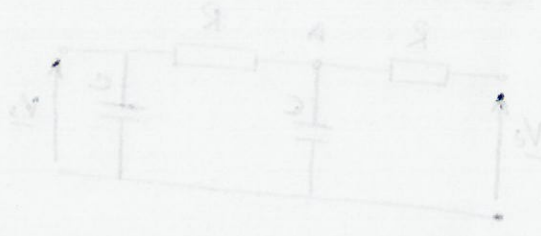


Diagramme de bode $m < 1$



Le gain est maximal lorsque $\omega = \omega_R$, et égale

$$G_{max} = 20 \log \left(\frac{1}{2m\sqrt{1-m^2}} \right)$$



$$V = Z \cdot I = (R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}) \cdot I$$

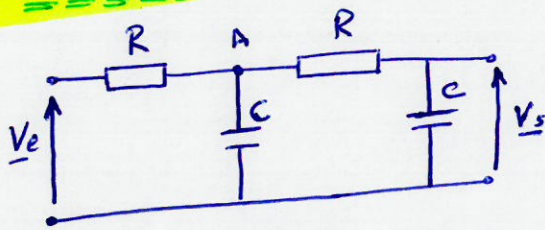
$$I = \frac{V}{R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}}$$

$$|I| = \frac{V}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$

Diagramme de Bode
 Pour $m < 1$: dans ce cas, la courbe de gain présente un pic de résonance à la fréquence ω_0 .
 Pour $m > 1$: dans ce cas, la courbe de gain ne présente pas de pic de résonance.
 La fréquence de résonance ω_0 est donnée par $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$.
 Le gain maximal G_{max} est donné par l'équation ci-dessus.

II - filtres 2^{ème} ordre

* Structure



* Princ. de transfert

Milleman

$$V_A = \frac{V_e + V_s}{\frac{1}{R} + \frac{1}{R} + j\omega C} \Rightarrow V_A = \frac{V_e + V_s}{2 + jRC\omega} \quad (1)$$

Diviseur de tension

$$V_s = V_A \frac{1/j\omega C}{1/j\omega C + R} \Rightarrow V_A = V_s (1 + jRC\omega) \quad (2)$$

$$(1) = (2) \Rightarrow H(j\omega) = \frac{1}{1 + 3jRC\omega + (jRC\omega)^2}$$

forme canonique d'un filtre passif

$$H(j\omega) = \frac{A}{1 + 2mj\frac{\omega}{\omega_0} + (j\frac{\omega}{\omega_0})^2}$$

- A : gain statique
- m : facteur d'amortissement
- ω_0 : pulsat propre (rad/s)

Par identification : $A=1$, $m=\frac{3}{2}$, $\omega_0 = \frac{1}{RC}$

* Diagramme de Bode

Pour tracer, il faut analyser $H(j\omega)$:

$$\text{Den}(j\omega) = 1 + 2mj\frac{\omega}{\omega_0} + (j\frac{\omega}{\omega_0})^2$$

Posons $X = j\omega \Rightarrow \text{Den}(X) = 1 + \frac{2m}{\omega_0}X + (\frac{1}{\omega_0}X)^2$

$$\Delta = \frac{4}{\omega_0^2} (m^2 - 1) \Rightarrow \text{Donc, il y a}$$

3 cas : $m > 1$, $m = 1$, $m < 1$

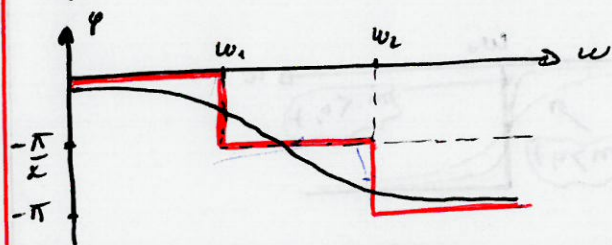
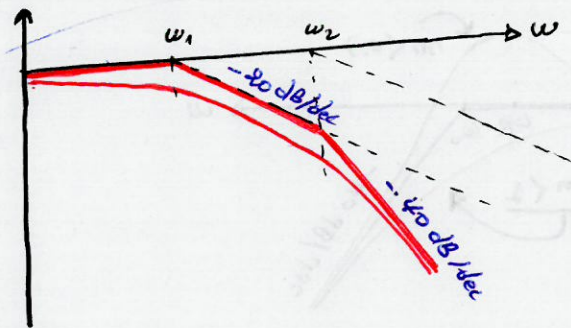
• Pour $m > 1$: deux solut réelle

$$\omega_{1/2} = m\omega_0 \pm \omega_0 \sqrt{m^2 - 1}$$

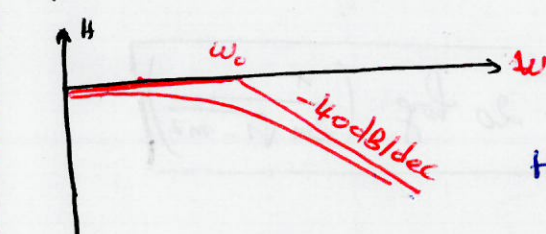
donc la fnct transfert :

$$H(j\omega) = A \left(\frac{1}{1 + j\omega} \right) \left(\frac{1}{1 + j\omega} \right)$$

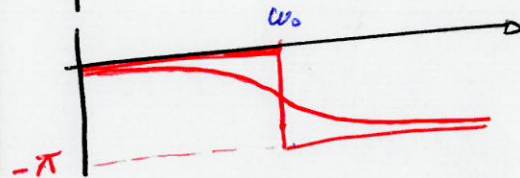
* Diagramme Bode pour $m > 1$



* pour $m = 0$: solut in double



$$H(j\omega) = \frac{A}{(1 + j\frac{\omega}{\omega_0})^2}$$



pour $m < 1$: deux solut imaginaire
 Dans ce cas, certains valeurs de m provoquent un phénomène dit « la résonance »

• Un système résonant peut accumuler une énergie proche d'une fréquence de résonance.

0.7 < m < 1
 Pas de phénomène de résonance

0 < m < 0.7
 la résonance à la fréquence

$$\omega_R = \omega_0 \sqrt{1 - 2m^2}$$