

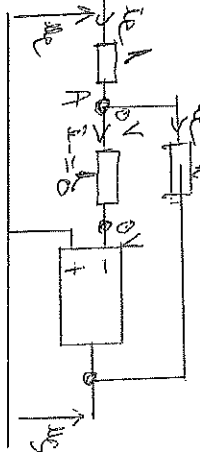
Ex: comparaison de filtres actifs.

1- En HF: $\frac{1}{s}$ est équivalent à un circuit ouvert.
En HF: s est équivalent à un court-circuit.

1ère:

① Filtre 1:

en HF le schéma équivalent est:



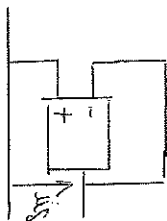
$$u_s = u_T = 0$$

$$i_- = 0 \quad u_T = u_T = 0$$

donc d'après le lien des nœuds en HF:

$$u_s = -\frac{u_s}{1} \Rightarrow u_s = -u_s$$

en HF: si on redessine une partie du schéma, on a:

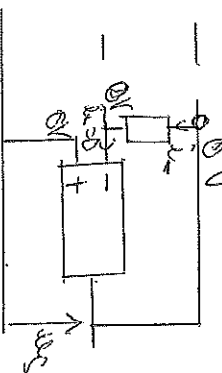


$$u_s = u_s = u_T = 0$$

Filtre passe-bas.

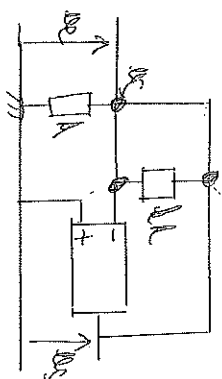
② Filtre 2:

en BF:



$$u_s = 0$$

Filtre HF:

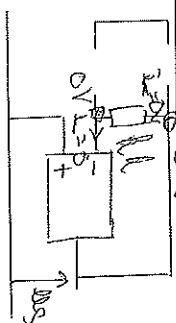


$$u_s = u_s$$

Filtre passe-bas.

③ Filtre 3:

en BF: $\frac{1}{s} = 0$

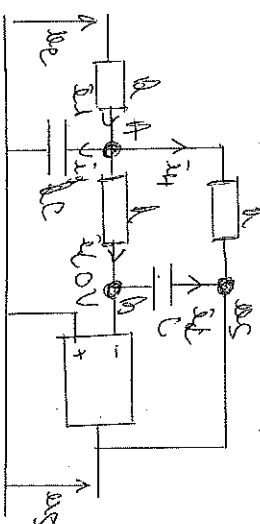


$$u_s = 0$$

Filtre passe-haut.

$$u_s = u_s = u_T = 0$$

2- Filtre 4:



les des nœuds au nœud A:

$$u_s - u_A = i_A R_A + \frac{u_A}{R} + \frac{u_A}{R}$$

$$u_s = u_A (1 + j\omega R) - u_s \quad (1)$$

les des nœuds au nœud B:

$$\frac{u_A}{R} = -j\omega R u_s \Rightarrow u_A = -j\omega R u_s \quad (2)$$

Donc $u_e = \frac{1}{R} u_s (2 + j\omega RC + 1) u_s$

$\underline{u}_e(j\omega) = \frac{-1}{1 + j\omega RC - R^2 C^2 \omega^2} = \frac{u_s}{u_s}$

A partir de la fonction de transfert, on peut évaluer l'équation différentielle liant $u_e(t)$ et $u_s(t)$.

$\underline{u}_s + 3RC \underline{u}_s - R^2 C^2 \omega^2 \underline{u}_s = -u_e$

Donc $R^2 C^2 \frac{d^2 u_s}{dt^2} + 3RC \frac{du_s}{dt} + u_s = -u_e$

$\frac{d^2 u_s}{dt^2} + \frac{3}{RC} \frac{du_s}{dt} + \frac{u_s}{R^2 C^2} = -u_e$

La pulsation propre ω_0 du montage est telle que $\omega_0 = \frac{1}{R^2 C^2} \Rightarrow \omega_0 = \frac{1}{R^2 C^2}$

donc $\boxed{\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{R^2 C^2}}}$

le régime établi s'écrit :

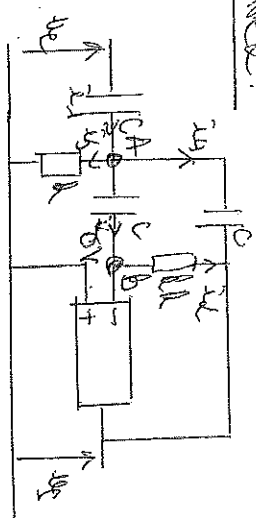
$\Delta = \frac{9}{R^2 C^2} - \frac{9}{R^2 C^2} = 0 \Rightarrow \frac{9}{R^2 C^2} = 4 \Rightarrow \boxed{R = \frac{3}{4}}$

$C = \frac{1}{2\pi f \omega_0 R} \quad \text{Avec : } C = \frac{1}{\pi \times 10^3 \times 10^3 \times 10^3}$

$\underline{C} = \frac{10^{-6}}{4 \times 10^3 \times \pi} = 7.1 \text{ nF}$

(3)

Filtrage :



Soit des nœuds au nœud A :

$(u_e - u_A) = i_C u_A + j\omega C u_A + \frac{u_A}{R}$

$i_C u_s = j\omega C u_A - i_C u_s + \frac{u_A}{R} \quad (1)$

Soit des nœuds au nœud B :

$i_C u_A = -\frac{u_s}{R} \Rightarrow u_A = -\frac{R i_C}{j\omega C} \quad (2)$

Donc $i_C u_s = -\left[\frac{1}{R} + j\omega C\right] \frac{R}{j\omega C} i_C u_s - i_C u_s$

$\underline{u}_e(j\omega) = \frac{-1}{j\omega RC + \frac{1}{R}} + j\omega C + i_C u_s$

$\underline{u}_e(j\omega) = \frac{-1}{1 + j\omega RC} \frac{R^2 C^2 \omega^2}{j\omega RC} = \frac{u_s}{u_s}$

Passage à l'équation différentielle liant

$u_e(t)$ et $u_s(t)$:

$u_s + 3RC \frac{du_s}{dt} - R^2 C^2 \omega^2 u_s = R^2 C^2 \omega^2 u_s$

$R^2 C^2 \frac{d^2 u_s}{dt^2} + 3RC \frac{du_s}{dt} + u_s = -R^2 C^2 \omega^2 u_s$

$\frac{d^2 u_s}{dt^2} + \frac{3}{RC} \frac{du_s}{dt} + \frac{u_s}{R^2 C^2} = -\frac{R^2 C^2 \omega^2}{R^2 C^2} u_s$

(4)

$\Delta = \frac{1}{\omega RC} - \frac{1}{\omega RC} < 0$ régime pseudo-périodique

$$\boxed{G = \frac{1}{\frac{1}{\omega RC}} = \frac{\omega RC}{1}}$$

$\omega_0 =$ pulsation des pseudo-oscillations.

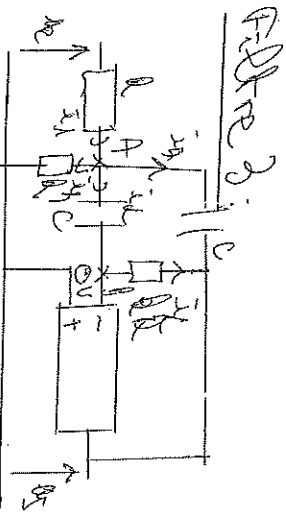
$$\omega_0 = + \frac{\sqrt{1-9}}{2} = \frac{1}{2} \frac{1}{RC} \sqrt{\frac{1}{4} - \frac{9}{16}} = \frac{1}{2RC} \sqrt{1-9}$$

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

$$\omega_0 G = \frac{\sqrt{1-9}}{2} \Rightarrow \text{gain } G = 1-9$$

$$R = \frac{9(\omega_0^2 RC^2 + 1)}{4} \quad \text{Avec: } R = \frac{9 \times (2\pi \times 10^3 \times 10^{-6})^2 + 1}{4}$$

$$R = 44,94 \Omega \quad C = \frac{1}{\omega_0 R} \quad C = 500 \text{ pF}$$



let's also need our next

$$u_e - u_s = iRC u_s + iRC u_s + \frac{u_s}{R}$$

$$u_e = u_s (1 + RC\omega) - iRC\omega u_s \quad (1)$$

let's also need our next

$$iRC\omega u_s = - \frac{u_s}{R} \Rightarrow u_s = - \frac{u_e}{iRC\omega} \quad (2)$$

Donc :

$$u_e = - \left(\frac{1}{iRC\omega} (1 + iRC\omega) + iRC\omega \right) u_s$$

$$\frac{u_e}{u_s} (i\omega) = \frac{1}{\frac{1}{R} + iRC\omega + \frac{1}{iRC\omega}}$$

$$\frac{u_e}{u_s} (i\omega) = \frac{1}{1 + iRC\omega + \frac{1}{iRC\omega}} = \frac{1}{1 + iRC\omega - \frac{iRC\omega}{\omega^2}} = \frac{1}{1 + iRC\omega - \frac{iRC\omega}{\omega^2}}$$

$$\text{avec } \omega_0 = \frac{1}{2RC} \quad \text{Donc } \frac{1}{\omega_0} = 2RC$$

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

$$\boxed{Q = \frac{1}{R} \times \frac{1}{\omega_0 RC} = \frac{1}{R}}$$

$$L = RC^2 = 200 \quad C = \frac{1}{\omega_0 R} \quad C = 10,6 \text{ nF}$$

3 - Filtrage :

$$H(s) = \frac{1}{s^2 + 1}$$

pour les fréquences de coupure, on a $H(s) = 0$ signal passe nul.

$$H(s) \rightarrow -iRC\omega \quad \text{signal passe nul}$$

(avec des valeurs) avec les bornes du passage de $-E_a + E$ ou de $+E_a - E$ du cas.

$$H(s) = \frac{1}{s^2 + 1}$$

$H(s) \rightarrow$ signal passe nul (avec des valeurs) avec les bornes du passage de $-E_a + E$ ou de $+E_a - E$ du cas.

$$H(s) \rightarrow -1 \quad \text{certaines déphasé de } \pi$$

$$H(s) \rightarrow \frac{1}{iRC\omega} \quad \text{intégrateur}$$