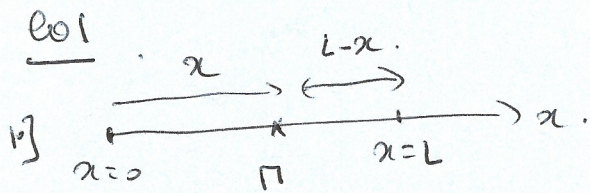


DS6 Courchia.

10/03/23



$$p_i(x=0; t) = p_0 \cos(\omega t + \varphi_i)$$

$$p_i(\pi; t) = p_i(0; t - \tau) = p_0 \cos(\omega(t - \tau) + \varphi_i)$$

$$\text{d'autre } p_i(x; t) = p_0 \cos\left(\omega t - \frac{2\pi}{T} \cdot \frac{x}{c} + \varphi_i\right) \quad \text{à pose}$$

$$\boxed{p_i(x; t) = p_0 \cos(\omega t - kx + \varphi_i)}$$

$$\tau = \frac{0\pi}{c} = \frac{x}{c}$$

$$k = \frac{2\pi}{c \cdot T} = \frac{2\pi}{\lambda}$$

$$2) p_i(L; t) = p_0 \cos(\omega t - kL + \varphi_i) \rightarrow p_r(L; t) = p_0 \cos(\omega t - kL + \varphi_i + \varphi_r)$$

$$p_r(x; t) = p_r(L; t - \tau') \quad \text{avec } \tau' = \frac{L-x}{c}$$

$$p_r(x; t) = p_0 \cos\left(\omega\left(t - \left(\frac{L-x}{c}\right) - kL + \varphi_i + \varphi_r\right)\right) \Rightarrow$$

$$\boxed{p_r(x; t) = p_0 \cos(\omega t + kx - 2kL + \varphi_i + \varphi_r)}$$

$$3) p_{\text{tot}}(x; t) = p_i(x; t) + p_r(x; t) = 2p_0 \cos\left(kx - kL + \frac{\varphi_i}{2}\right) \cos\left(\omega t - kL + \varphi_i + \frac{\varphi_r}{2}\right)$$

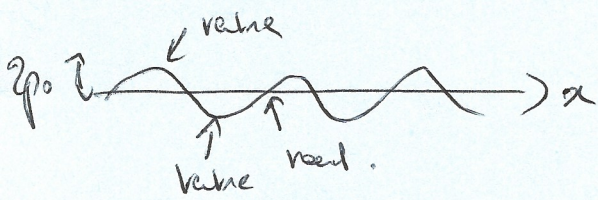
$$\text{à identifier } \bar{a} \quad p_{\text{tot}}(x; t) = A \cos(kx + \alpha) \cos(\omega t + \beta)$$

$$\Rightarrow \begin{cases} A = 2p_0 \\ \alpha = \frac{\varphi_i}{2} - kL \\ \beta = \varphi_i + \frac{\varphi_r}{2} - kL \end{cases}$$

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{2\pi}{c \cdot T} = \frac{\omega}{c}$$

- $p_{\text{tot}}(x; t)$  est une onde stationnaire, son amplitude dépend de  $x$ , dec de la pente du pet  $\pi$ .
- Onde progressive; les les parts vibrent avec la même amplitude
- à des instants  $\neq$ .

$$A(x) = 2p_0 \cos(kx + \alpha)$$



Un ventre est défini par

$$A(x) = \pm 2p_0$$

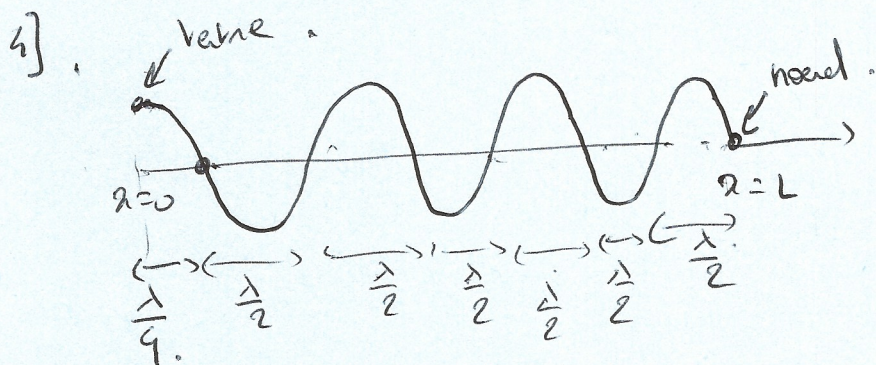
$$\cos(kx + \alpha) = \pm 1 \Rightarrow kx + \alpha = p \cdot \pi$$

$$k \Delta x_p = \pi \Rightarrow \frac{2\pi}{\lambda} \Delta x_p = \pi \Rightarrow \left| \Delta x_p = \frac{\lambda}{2} \right. \text{ distance entre 2 ventres,}$$

Un nœud est défini par  $A(x) = 0 \rightarrow \cos(kx + \alpha) = 0$

$$kx_p + \alpha = (2p+1) \frac{\pi}{2} \Rightarrow k \Delta x_p = \pi \Rightarrow \left| \Delta x_p = \frac{\lambda}{2} \right. \text{ distance}$$

entre 2 nœuds



ici  $n=6$

$$L = \frac{\lambda_n}{4} + n \frac{\lambda_n}{2}$$

↑ distance entre 1 ventre et 1 nœud.  
↓ distance entre 2 nœuds

$$L = \frac{\lambda_n}{4} + n \frac{\lambda_n}{2} = \frac{\lambda_n}{4} (2n+1)$$

↳ nombre impair

$$\text{avec } \lambda_n = c \cdot T_n = \frac{c}{f_n}$$

$$L = \frac{c}{4f_n} (2n+1) \Rightarrow \left| f_n = \frac{(2n+1) c}{4L} \right.$$

↑  
Nb impair

$$f_0 = \frac{c}{4L} \text{ fréquence fondamentale } P_0$$

5°]. Par le calcul  $A(x)$

$$P_n(x, t) = 2p_0 \cos(kx + \alpha) \cos(\omega t + \beta)$$

en  $x=0$  :  $A(0) = \pm 2p_0 \Rightarrow \cos \alpha = \pm 1 \rightarrow \alpha = p \cdot \pi$  ( $0$  ou  $\pi$ )

en  $x=L$  :  $2p_0 \cos(kL + p\pi) = 0 \Rightarrow kL + p\pi = (2n+1) \frac{\pi}{2}$

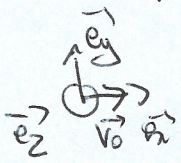
Avec  $p=0$  :  $k_n \cdot L = (2n+1) \frac{\pi}{2} = (2(n-p)+1) \frac{\pi}{2}$

$$k_n \cdot L = (2N+1) \frac{\pi}{2} \Rightarrow \frac{2\pi}{\lambda_N} \cdot L = (2N+1) \frac{\pi}{2} \Rightarrow \left| L = (2N+1) \cdot \frac{\lambda_N}{4} \right.$$

On obtient bien la  $n$  condition - (2)

x2 Rayonnement -

B 1.4.  $q > 0$



$$\vec{B} = B \vec{e}_z$$

$$a_{t=0} \vec{v}_0 = v_0 \vec{e}_x$$

$$\vec{0n} = x \vec{e}_x + y \vec{e}_y$$

$$\vec{v} = \dot{x} \vec{e}_x + \dot{y} \vec{e}_y$$

$$\vec{a} = \ddot{x} \vec{e}_x + \ddot{y} \vec{e}_y$$

$$m \vec{a} = q \vec{v} \wedge \vec{B}$$

$$q \vec{v} \wedge \vec{B} = q \begin{vmatrix} \dot{x} & \dot{y} & 0 \\ 0 & 0 & B \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} q \dot{y} B \\ -q \dot{x} B \\ 0 \end{vmatrix}$$

$$\text{Proj } \vec{v} \vec{a} \quad \ddot{x} = \frac{qB}{m} \dot{y} \quad (1)$$

$$\text{Proj } \vec{v} \vec{a} \quad \ddot{y} = -\frac{qB}{m} \dot{x} \quad (2)$$

$$\omega_c = \frac{qB}{m}$$

On pose  $u = x + iy$ , uneigé

$$\ddot{x} + i \ddot{y} = \omega_c [\dot{y} - i \dot{x}] = -i \omega_c [\dot{x} + i \dot{y}] \quad (\text{En faisant } (1) + i(2))$$

$$\ddot{u} + i \omega_c \dot{u} = 0 \rightarrow \dot{u} = A e^{-i \omega_c t} = v_0 e^{-i \omega_c t}$$

$$u(t) = \frac{v_0}{-i \omega_c} e^{-i \omega_c t} + cte = i \frac{v_0}{\omega_c} e^{-i \omega_c t} + cte$$

$$a_{t=0} u = 0 \Rightarrow cte = -i \frac{v_0}{\omega_c}$$

$$u(t) = i \frac{v_0}{\omega_c} [e^{-i \omega_c t} - 1] = i \frac{v_0}{\omega_c} [\cos \omega_c t - i \sin \omega_c t - 1]$$

$$= \frac{v_0}{\omega_c} [\sin \omega_c t] + i \frac{v_0}{\omega_c} (\cos \omega_c t - 1)$$

$$x(t) = \frac{m v_0}{q B} \sin \omega_c t$$

$$y(t) = \frac{m v_0}{q B} (\cos \omega_c t - 1)$$

On pose  $R = \frac{m v_0}{q B}$

$$\left(\frac{x}{R}\right)^2 + \left(\frac{y}{R} + 1\right)^2 = 1$$

et il est vérifié  $\Rightarrow x^2 + (y-R)^2 = R^2$

Equation d'un cercle de centre  $x=0$  et de rayon  $R$ ,  $y=R$

$$2^o] d = 2R_2 - 2R_1 = \frac{2}{qB} [m u_8 v_{08} - m u_5 v_{05}] \quad (1)$$

Conservation de l'énergie mécanique

$$0 + q v_{p1} = \frac{1}{2} m u_8 v_{08}^2 + q v_{p2}$$

$$0 + q v_{p1} = \frac{1}{2} m u_5 v_{05}^2 + q v_{p2}$$

$$\Rightarrow v_{08}^2 = \frac{2q}{m u_8} (v_{p1} - v_{p2}) = -\frac{2qW}{m u_8}$$

$$\text{et } v_{05}^2 = -\frac{2qW}{m u_5} \quad (\text{avec } W < 0)$$

$\vec{E}$  dirigé sur les foyers de courants

$$v_{08} = \sqrt{\frac{-2qW}{m_{us}}} \quad \text{et} \quad v_{05} = \sqrt{\frac{-2qW}{m_{us}}}$$

$$d'oi \text{ (1) devient: } d = \frac{2}{qB} \left[ \sqrt{-2qW \cdot m_{us}} - \sqrt{-2qW m_{us}} \right]$$

$$d = \frac{2\sqrt{2}}{\sqrt{q} \cdot B} \left[ \sqrt{m_{us}} - \sqrt{m_{us}} \right] \cdot \sqrt{-W}$$

$$\Rightarrow \boxed{W = -\frac{q d^2 B^2}{8 \left[ \sqrt{m_{us}} - \sqrt{m_{us}} \right]^2}} \quad \underline{AN} \quad W = -58 \text{ eV}$$

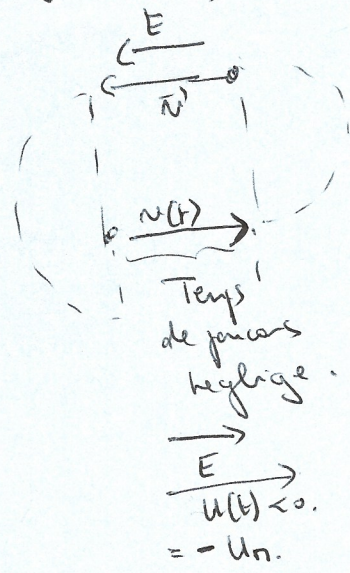
B-2 Cyclotron

B-2-1 Le mt est uniforme donc  $T_{1/2} = \frac{\pi R}{v} = \frac{\pi m}{qB}$  car lorsque  $R \uparrow$

B-2-2 Pour qu'il y ait accélération  $\vec{E}$  ds le  $\vec{n}$   $\times$   $\vec{v}$  que  $\vec{v}$  et  $\vec{E}$  dirigé. (changer de signe.)  
 or le sens de  $\vec{v}$  s'inverse donc  $\vec{E}$  aussi.

sur les potentiels de coarments donc  $u(r)$  doit

B-2-3



$$\text{donc } \frac{T}{2} = T_{1/2} \Rightarrow T = \frac{2\pi m}{qB} = \frac{2\pi}{\omega}$$

$$\Rightarrow \boxed{\omega = \frac{qB}{m}} \quad \text{d'oi le terme de pulsation cyclotron.}$$

$$T_{1/2} = \frac{\pi m}{qB}$$

B-2-4 A la sortie du cyclotron  $R_s = 50 \text{ cm}$ . et  $R_s = \frac{q m v_s}{qB} \rightarrow$

$$v_s = \frac{qB R_s}{m} \quad \text{et} \quad E_c = \frac{1}{2} m v_s^2 \Rightarrow \boxed{E_c = \frac{1}{2} \frac{q^2 B^2 R_s^2}{m}}$$

B-2-5 } A chaque demi tour.  $\Delta E_c = q \cdot U_n \Rightarrow \boxed{N = \frac{1}{4} \frac{q B^2 R_s^2}{m U_n}} \quad \underline{AN} \quad N = 60$

B-2-6 i)  $P_n = \frac{\log q^2}{6\pi c} a^2$  et  $a = \frac{v^2}{R}$  (sur courbe uniforme)  $\Rightarrow \boxed{P_n = \frac{\log q^2}{6\pi c R^2} v^4}$

e)  $E = P_n \cdot T_{1/2} = P_n \cdot \frac{\pi R_s}{v_s} = \alpha R \pi \frac{1}{4} v^3 = \alpha \cdot \pi R^4 \frac{q^2 B^3}{m^2} = 4 \cdot 10^{-30} \text{ J}$

# Do 3 Filtrage - Etude

1]  $u_e(t) = U_{em} \cos \omega t$       $u_s(t) = U_{sm} \cos(\omega t + \varphi_s)$

$U_{em} = 1,0V$

fig 1  $\left\{ \begin{array}{l} 5T_1 = 500ms \rightarrow T_1 = 100ms = 10^{-1}s = 0,1s \Rightarrow f_1 = 10Hz \\ U_{em} = 1V \Rightarrow G_1 = |H(f_1)| = 1 \end{array} \right.$

fig 2  $\left\{ \begin{array}{l} 5T_2 = 1ms \rightarrow T_2 = 0,2ms = 2 \cdot 10^{-4}s \rightarrow f_2 = 5 \cdot 10^4 Hz = 50kHz \\ U_{em} = 1V \quad B = 0,5V \rightarrow G_2 = |H(f_2)| = 0,5 \end{array} \right.$

$G_{dB} = 20 \log \frac{1}{2} = -6dB$

fig 3  $\left\{ \begin{array}{l} 5T_3 = 100\mu s = 10^{-4}s \rightarrow T_3 = 2 \cdot 10^{-5}s \rightarrow f_3 = 50kHz \\ B \rightarrow 0 \quad G_3 = |H(f_3)| \rightarrow 0 \end{array} \right.$

Filtre passe-bas.

2]  $u_s(t)$  en retard sur  $u_e(t)$  et  $\varphi = -\frac{2\pi \Delta t}{T_c}$  avec  $\Delta t$ : décalage

temporel entre 2 passages à 0 de  $u_e(t)$  et  $u_s(t)$

$2,2cm \rightarrow 0,2ms$       $0,5cm \rightarrow \Delta t$       $\rightarrow \Delta t = \frac{0,5}{14} = 0,0357ms$

$G(f) = 0,5$

3]  $\rightarrow \varphi = -\frac{2\pi \cdot 0,0357}{0,2} \text{ rad} = -\pi \cdot 0,357 \text{ rad} = -1,12 \text{ rad}$

$f_1 = 10kHz \rightarrow f_2 = 100kHz$

4]  $G_{1dB} = -12,5dB \rightarrow G_{2dB} = -52,5dB$

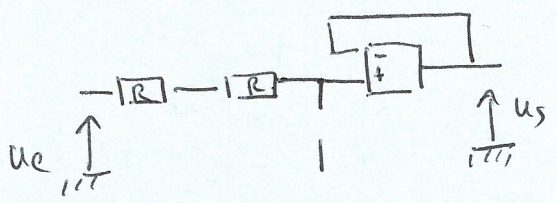
$G_{max} = 0$  et  $f_c$  vérifie  $G_{dB}(f_c) = G_{max} = 3dB \Rightarrow f_c = 4kHz$

$\text{pente} = \frac{-52,5 - (-12,5)}{4 \text{ decade}} = -10dB/decade$   
Passe-bas d'ordre 2

1-2 Etude Théorique.

5] BF. -IT  $\Leftrightarrow \checkmark$ .

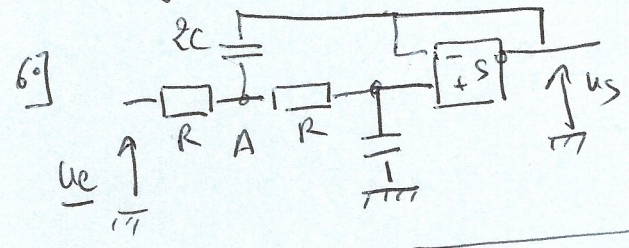
de circuit devient:



$$\begin{aligned} u_s &= v^{\ominus} \\ u_e \leftarrow v^+ &= 2R i^+ \Rightarrow v^+ = u_e \end{aligned} \Rightarrow u_e = u_s$$

HF. -IT  $\Rightarrow$  —. donc  $v^+ = 0$  et  $v_s = v^- \Rightarrow v_s = 0$ .

Filtre passe-bas.



$$\begin{aligned} v^{\ominus} &= v_s \text{ (fil entre } \ominus \text{ et } s). \\ v^+ &= \frac{V_A + j\omega \cdot 0}{\frac{1}{R} + j\omega C} \Rightarrow v^+ = \frac{V_A}{1 + j\omega RC}. \end{aligned}$$

or  $v^+ = v^- = u_s \Rightarrow \boxed{u_s = \frac{V_A}{1 + j\omega RC}}$

$$V_A = \frac{\frac{u_e}{R} + \frac{v^+}{R} + 2j\omega C u_s}{\frac{1}{R} + \frac{1}{R} + 2j\omega C} = \frac{u_e + u_s(1 + 2j\omega RC)}{2 + 2j\omega RC} = V_A$$

d'où  $u_s(1 + j\omega RC) = \frac{u_e + u_s(1 + 2j\omega RC)}{2 + 2j\omega RC}$

$$\Rightarrow \frac{u_e}{u_s} = \frac{2(1 + j\omega RC)(1 + j\omega RC) - (1 + 2j\omega RC)}{2(1 + j\omega RC)^2 - (1 + 2j\omega RC)}$$

$$\frac{u_e}{u_s} = \frac{2[1 + 2j\omega RC + (j\omega RC)^2] - (1 + 2j\omega RC)}{1 + 2j\omega RC + 2(j\omega RC)^2}$$

$$\Rightarrow \boxed{\frac{H}{u_s} = \frac{u_e}{u_s} = \frac{1}{1 + 2j\omega RC + 2(j\omega RC)^2}} = \frac{H_0}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0} + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

d'où  $H_0 = 1$ ,  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{2}RC}$ , et  $Q = \frac{1}{\sqrt{2}}$  (Filtre non résonant).

7]  $|H|^2 = \frac{1}{\left[1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right]^2 + \left(\frac{\omega}{Q\omega_0}\right)^2} = \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^4 - 2\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 + 2\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} = \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^4}$

BF  $H \rightarrow H_0 = 1$  GdB  $\rightarrow X_{BF} = 0$

HF  $H \rightarrow \frac{H_0}{\left(j \frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} = -\frac{H_0}{\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} \rightarrow$  GdB  $\rightarrow X_{HF} = \underbrace{20 \log H_0}_0 - \underbrace{20 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}_0 = -40 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2$

Pente de -40 dB/decade.

Pent d'intersection F  $\rightarrow \begin{cases} \omega = \omega_0 \\ \text{GdB} = 0 \end{cases} \rightarrow$  Or ~~max~~ gain  $f_0 = 4 \text{ kHz}$ .

Rq  $|H| = \frac{H_0}{\sqrt{2}}$  pour  $\frac{\omega}{\omega_0} = 1 \Rightarrow \omega_0 = \omega_c$ .

lorsque  $\omega = \omega_0$   $H \Rightarrow \frac{H_0}{j \frac{\omega}{\omega_0}} \rightarrow \varphi = -\frac{\pi}{2}$  obtient avec le diagramme.

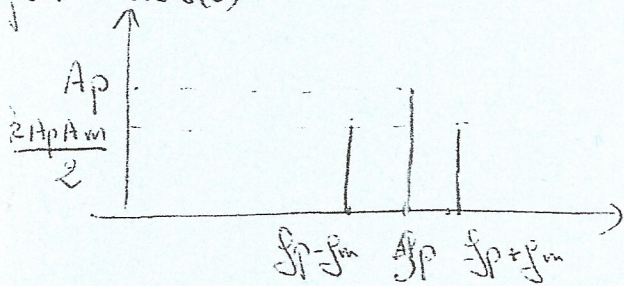
3 Application du filtre .  $\cos a \cos b = \frac{1}{2} [\cos(a+b) + \cos(a-b)]$ .

A0]  $s(t) =$

Après  $2\pi f_p t + k A_p A_m \cos 2\pi f_m t \cdot \cos 2\pi f_p t$ .

$= A_p \cos 2\pi f_p t + \frac{k A_p A_m}{2} \cos 2\pi (f_p + f_m) t + \frac{k A_p A_m}{2} \cos 2\pi (f_p - f_m) t$ .

peche des  $s(t)$



$p(t) = A_p \cos 2\pi f_p t$

$s'(t) = k p(t) s(t) = k A_p^2 \cos^2 2\pi f_p t \cdot (1 + k A_m \cos 2\pi f_m t)$   
 $= \frac{k A_p^2}{2} (1 + \cos 2\pi (2f_p) t) (1 + k A_m \cos 2\pi f_m t)$ .

(7)

$$s'(t) = \frac{R A_p^2}{2} + \frac{R^2 A_m A_p^2}{2} \cos 2\pi f_m t + \frac{R A_p^2}{2} \cos 2\pi (2f_p) t$$

$$+ \frac{R^2 A_m A_p^2}{2} \cos(2\pi f_p) t \cos 2\pi f_m t$$

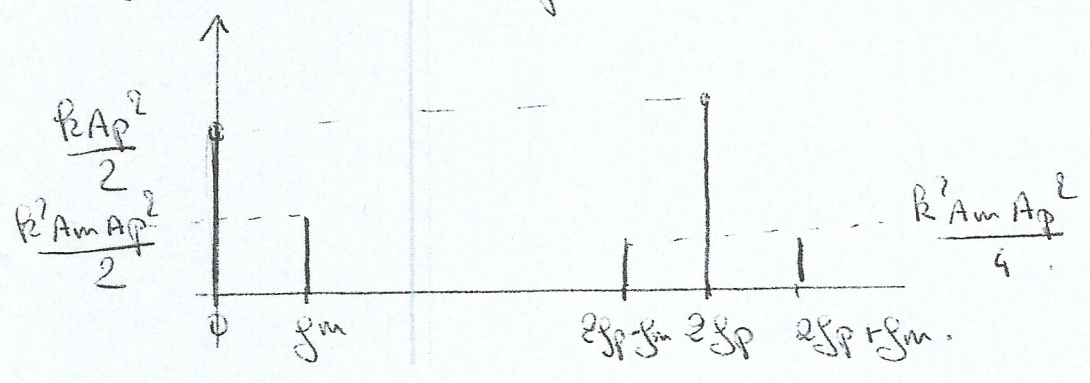
$$\cos 2\pi (2f_p - f_m) t + \cos 2\pi (2f_p + f_m) t$$

10

$$s'(t) = \frac{R A_p^2}{2} + \frac{R^2 A_m A_p^2}{2} \cos 2\pi f_m t + \frac{R A_p^2}{2} \cos 2\pi (2f_p) t$$

$$+ \frac{R^2 A_m A_p^2}{4} \cos 2\pi (2f_p - f_m) t + \frac{R^2 A_m A_p^2}{4} \cos 2\pi (2f_p + f_m) t$$

il est 5 axes ds le spectre.



puisque  $f_c \gg f_m$  la composante continue et les composantes à la fréquence  $f_m$  sont non-modifiées!

à la sortie du filtre car  $H_0 = 1$  et  $p \rightarrow 0$ .

les 3 composantes à  $2f_p - f_m$ ;  $2f_p$ ;  $2f_p + f_m$  sont réduites à 0.

car  $20 \log H = \text{GdB} \rightarrow H = 10^{\frac{\text{GdB}}{20}}$  avec  $\text{GdB} = -80$ .

$H = 10^{-4}$  donc l'amplitude

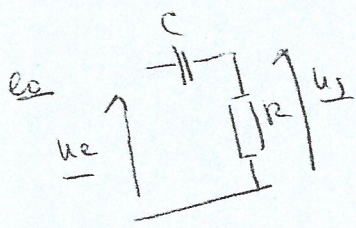
de ces composantes est divisée par 10000 !!



$$s''(t) = \frac{R A_p^2}{2} + \frac{R^2 A_m A_p^2}{2} \cos 2\pi f_m t$$

13] Pour éliminer la composante continue de  $s''(t)$ , on peut utiliser un filtre passe haut de fréquence de coupure

$$f_c \ll f_m$$



$$\frac{u_s}{u_e} = \frac{-R}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{j\omega RC}{1 + j\omega RC} = \frac{H_0 \cdot j\omega}{1 + j\omega}$$

$$\text{et } \omega_c = \frac{1}{RC} \rightarrow f_c = \frac{1}{2\pi RC} \ll f_m$$

$$\rightarrow RC \gg \frac{1}{2\pi f_m}$$

fréquences sonores [50 Hz, 5 kHz]

$$RC \gg \frac{1}{2\pi \cdot 50} = 3 \cdot 10^{-3} \text{ s}$$

$$\text{soit } C = 1 \mu\text{F} \quad R = 30 \text{ k}\Omega$$