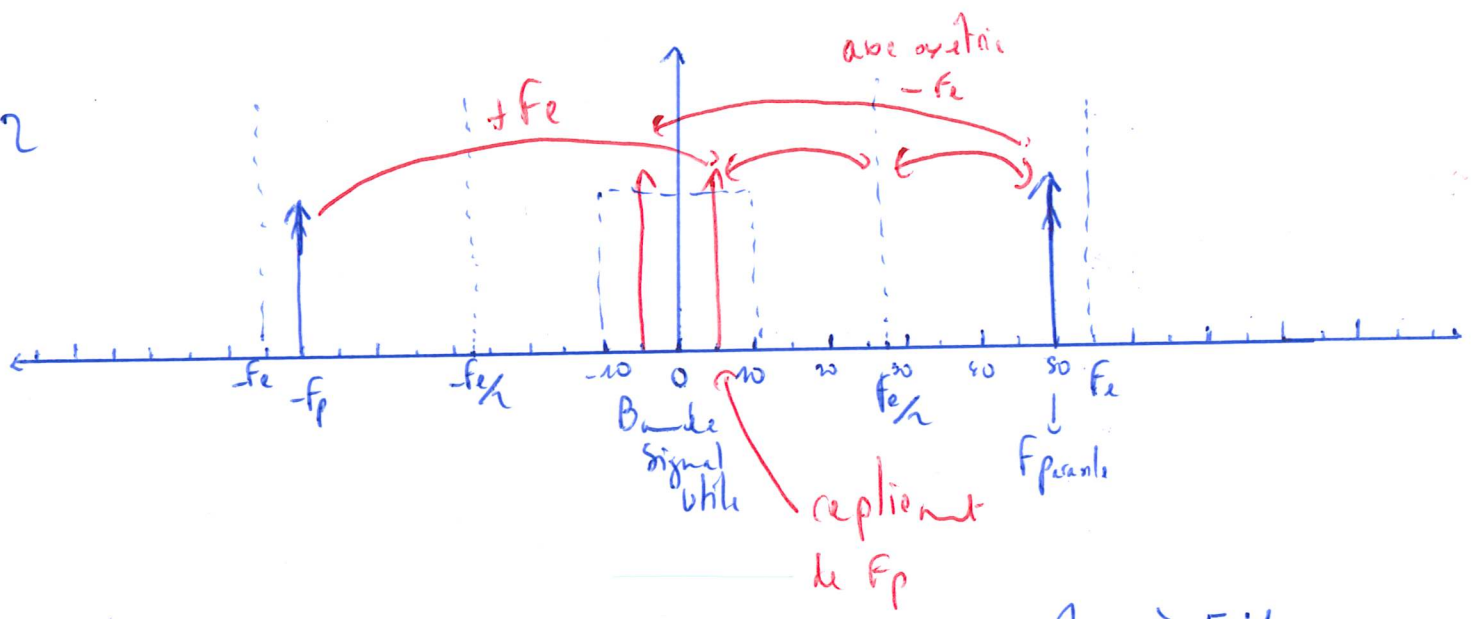


Th Shannon

1.  $F_e = 55 \text{ Hz} \Rightarrow$   $\rightarrow$  le plierant est  $f > F_e/2$  donc  $f > 27.5 \text{ Hz}$

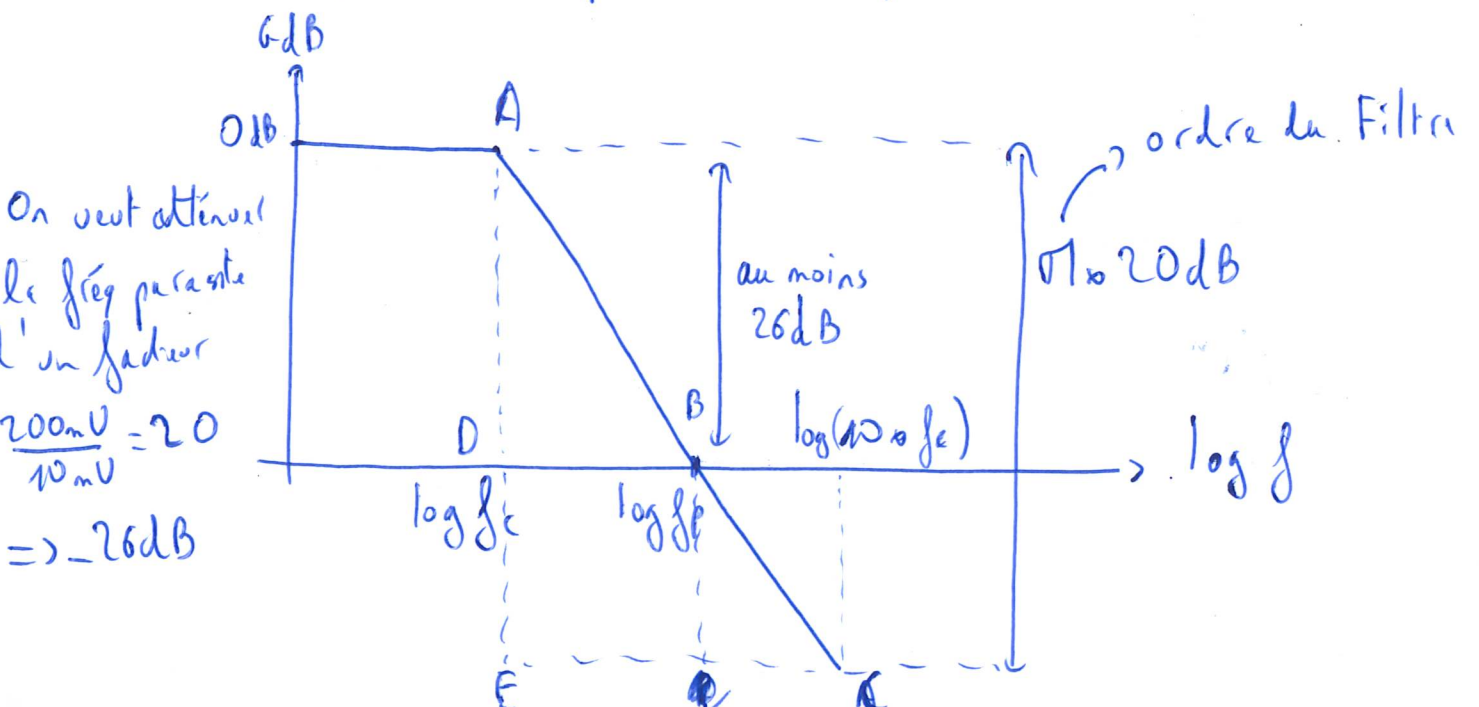
2



\* La fréquence parasite à  $F_p = 50 \text{ Hz}$  se replie à  $5 \text{ Hz}$ .  
Elle "apparaît" donc, après échantillonnage, dans la bande utile

\* Il faut donc la filtrer avant l'échantillonnage.  
On parle alors de **Filtre Antireplie**

3. Ordre du filtre, représentation asymptotique :



Le Th de Thalès (loi-même!) donne:

(2)

$$\frac{AB}{AC} = \frac{AD}{AE} = \frac{BD}{CE} \Rightarrow \frac{26}{M \times 20} = \frac{\log f_p - \log f_c}{\log 10 f_c - \log f_c}$$

$$\Leftrightarrow M = \log\left(\frac{f_p}{f_c}\right) \times \frac{20}{26}$$

(A.N.:  $M =$

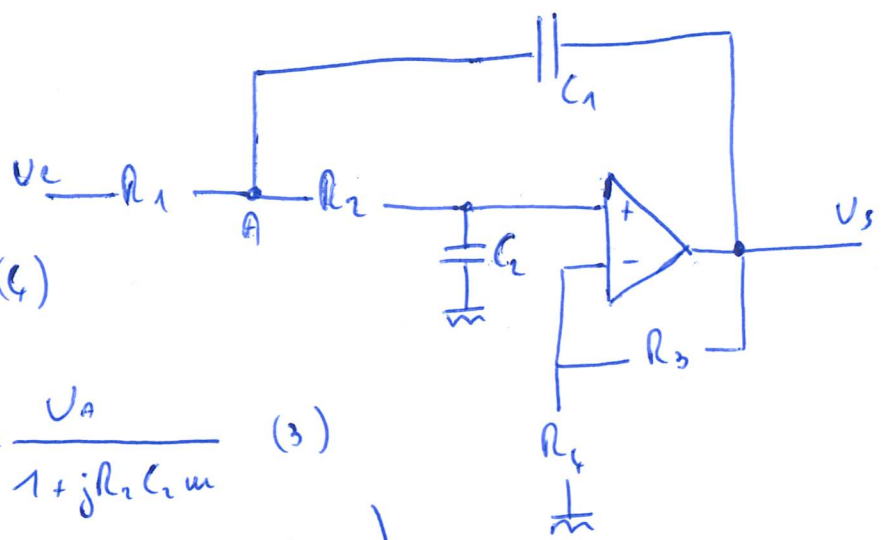
$$\Rightarrow M = \frac{26}{20} \log \Rightarrow M = \frac{26}{20} \times \frac{1}{\log\left(\frac{f_p}{f_c}\right)}$$

A.N.:  $M = 1,86$

L,  $\boxed{M = 2}$

Un filtre d'ordre 2 devrait atteindre suffisamment

q.



On  $V^- = V^+ = V_s \frac{R_4}{R_3 + R_4}$  (4)

Millman en  $V^+$  donne  $V^+ = \frac{V_A}{1 + j\omega R_2 C_1 m}$  (3)

donc  $V_A = V_s \frac{R_4}{R_3 + R_4} (1 + j\omega R_2 C_1 m)$  (1)

Millman en A donne  $V_A = \frac{V_e / R_1 + V^+ / R_2 + V_s j\omega C_1 m}{1/R_1 + 1/R_2 + j\omega C_1 m}$  (2)

On injecte (1) et (4) dans (2) :

$$V_s \frac{R_4}{R_3 + R_4} (1 + j\omega R_2 C_1 m) = \frac{V_e R_2 + V_s \frac{R_1 R_4}{R_3 + R_4} + V_s R_1 R_2 j\omega C_1 m}{R_1 + R_2 + j\omega R_1 R_2 C_1 m}$$

$$\Rightarrow V_s \left[ \frac{R_4}{R_3 + R_4} (1 + j\omega R_2 C_1 m) (R_1 + R_2 + j\omega R_1 R_2 C_1 m) - \frac{R_1 R_4}{R_3 + R_4} - j\omega R_1 R_2 C_1 m \right] = R_2 V_e$$

$$V_s \left[ \frac{R_4}{R_3 + R_4} \left( R_2 + j\omega R_1 R_2 C_1 m + j\omega R_2 C_1 m (R_1 + R_2 + j\omega R_1 R_2 C_1 m) \right) - j\omega R_1 R_2 C_1 m \right] = R_2 V_e$$

$$V_s \left[ \frac{R_4}{R_3 + R_4} \left( 1 + j\omega R_1 C_1 m + j\omega (R_1 + R_2) C_1 m + (j\omega)^2 R_1 R_2 C_1 m \right) - j\omega R_1 C_1 m \right] = V_e$$

$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{1 + R_3/R_4}{1 + j\omega \left[ (R_1 + R_2) C_2 - R_1 C_1 \frac{R_3}{R_4} \right] + (j\omega)^2 R_1 R_2 C_1 C_2}$$

facile non? 

$$\Rightarrow \frac{U_s}{U_e} = \frac{K}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0} + \left(j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

avec  $K = 1 + R_3/R_4 \Rightarrow K \approx 1$  si  $R_3=0$   
 $R_4 \neq 0$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}}$$

$$Q = \frac{\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}}{(R_1 + R_2) \left(1 - R_1 C_1 \frac{R_3}{R_4}\right)}$$

5.  $R_1 = R_2 \Rightarrow \omega_0 = \frac{1}{R\sqrt{C_1 C_2}}$

$$Q = \frac{R\sqrt{C_1 C_2}}{2RC_2} = \frac{1}{\omega_0} \times \frac{1}{2RC_2}$$

$$\omega_0 = 2\pi f_0 \Rightarrow C_2 = \frac{1}{2R Q 2\pi f_0} = \underline{\underline{112,5 \text{ nF}}}$$

$$C_1 = \frac{1}{C_2 R^2 \times (2\pi f_0)^2} = \underline{\underline{225,1 \text{ nF}}}$$

↳  $Q = \frac{1}{\sqrt{2}}$  valeur max pour ne pas avoir de résonance

$$G = \left| \frac{U_s}{U_e}(\omega_{hy}) \right| = \left| \frac{1}{1 + j\frac{2\pi \times 50}{\frac{1}{\sqrt{2}} \times 2\pi \times 10} + \left(j\frac{2\pi \times 50}{2\pi \times 10}\right)^2} \right| = \underline{\underline{0,04}}$$

OK  
 $L_2 = -28 \text{ dB}$