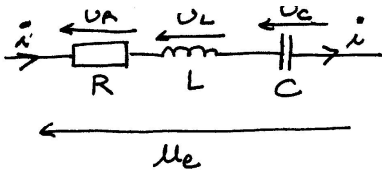


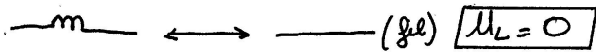
# Filtrage électronique à partir du circuit RLC série - Correction

## Etude préparatoire

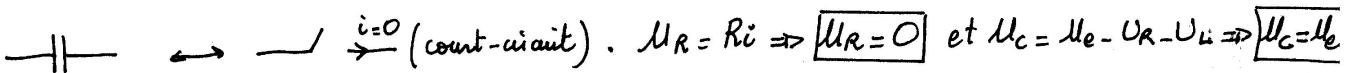


Loi des mailles :  $U_e = U_R + U_L + U_C$

### Comportement basses fréquences ( $\omega \rightarrow 0$ ) (BF)

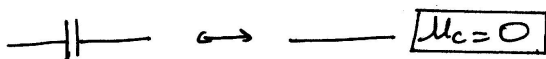


Justification :  $\begin{cases} U_L = Z_L i \\ Z_L = j\omega L \end{cases}$  quand  $\omega \rightarrow 0$  alors  $Z_L \rightarrow 0$  (impédance nulle  $\sim$  résistance nulle)



Justification :  $\begin{cases} i = Y_C U_C \\ Y_C = j\omega C \end{cases}$  quand  $\omega \rightarrow 0$  alors  $Y_C \rightarrow 0$  (admittance nulle  $\sim$  conductance nulle)

### Comportement hautes fréquences ( $\omega \rightarrow +\infty$ ) (HF)

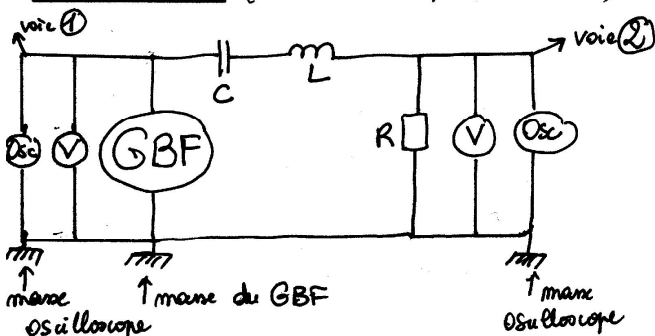


$U_L = U_e - U_R - U_C \Rightarrow U_L = U_e$

## Conclusion

Composant en série	(BF)	(HF)	Filtre
	$U_R = 0$	$U_R = 0$	pass - bande
	$U_L = 0$	$U_L = U_e$	pass - haut
	$U_C = U_e$	$U_C = 0$	pass - bas

### Branchement (exemple du pass - bande)



la masse de l'oscilloscope doit être reliée à celle du GBF sinon on crée un court-circuit par l'intermédiaire de la prise de Terre.

• Diagramme asymptotique (justifications)

Passé bas:  $H = \frac{Z_C}{Z_C + Z_R + Z_L}$  (division de tension)  $\Rightarrow H = \frac{1}{j\omega C} \cdot \frac{1}{\frac{1}{j\omega C} + R + j\omega L} = \frac{1}{1 + j\omega RC - \omega^2 LC}$

Sous forme canonique ( $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ ,  $Q = \frac{1}{RC\omega_0}$ ) il vient  $H = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$

(BF)  $H \sim 1 \Rightarrow |H| = 1$  et  $G_{dB} = 20 \log(|H|) = 0$  soit  $G_{dB} = 0$  asymptote horizontale (BF)

(HF)  $H \sim -\frac{1}{\omega^2} \Rightarrow |H| = \frac{1}{\omega^2}$  et  $G_{dB} = 20 \log(\frac{1}{\omega^2})$  soit  $G_{dB} = -40 \log(\omega)$  asymptote  $-40 \text{ dB/décade}$  (HF)

Passé bande:  $H = \frac{Z_R}{Z_R + Z_C + Z_L} \Rightarrow H = \frac{R}{R + \frac{1}{j\omega C} + j\omega L} = \frac{1}{1 + \frac{1}{j\omega RC} + j\omega \frac{L}{R}}$  ( $Q = \frac{L\omega_0}{R}$ )  $\Rightarrow H = \frac{1}{1 + jQ(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{1}{\omega})}$

(BF)  $H \sim \frac{1}{-j\frac{Q}{\omega}} = \frac{j\omega}{Q} \Rightarrow |H| = \frac{\omega}{Q}$  et  $G_{dB} = 20 \log \omega - 20 \log Q$   
 ↑  $20 \text{ dB/décade}$       ↓ ordonnée à l'origine

(HF)  $H \sim \frac{1}{jQ\omega} \Rightarrow |H| = \frac{1}{Q\omega}$  et  $G_{dB} = -20 \log \omega - 20 \log Q$   
 ↑  $-20 \text{ dB/décade}$

• Facteur de Qualité

⊗ Dans le cas du filtre passe bande, la résonance existe quelle que soit la valeur du facteur de qualité et se produit pour  $f = f_0$  fréquence propre ( $f_0 = \frac{\omega_0}{2\pi}$ ).

Par contre plus le facteur de qualité est élevé ( $R$  faible) plus la résonance est aigüe et le bande passante du filtre étroite.

⊗ Dans le cas du filtre passe-bas, la résonance existe que si  $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$  ce qui est le cas pour  $R = 500 \Omega$  ( $Q = 3,2$ ) alors qu'elle n'apparaît pas pour  $R = 5000 \Omega$  ( $Q = 0,32$ ).

Remarque: Dans le cas du filtre passe-bande, l'ordonnée à l'origine des asymptotes dépend de  $Q$ . Pour la résonance aigüe, le diagramme réel est au dessus des asymptotes alors que pour la résonance floue, il est en dessous.