

C. II.

57. rem: il s'agit d'un passe bande (li- HF ou BF)

Loi des nœuds en postérieur:  $V_2 = \frac{Y_0 V_1}{Y_0 + Y_R + Y_L + Y_C} \times \frac{R_0 R}{R_0 R}$

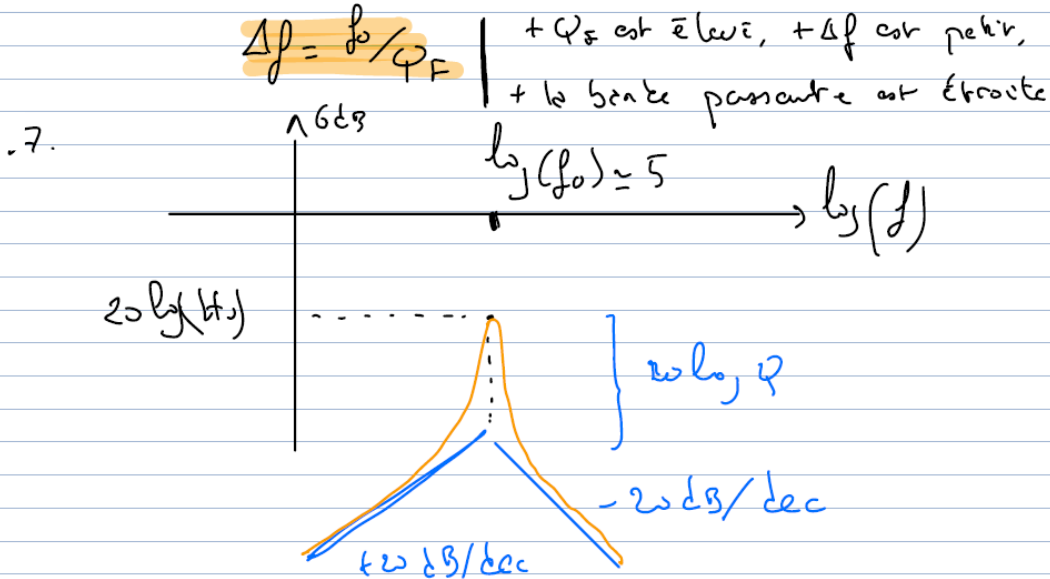
$$H = \frac{R}{R_0 + R + R_0 R (j\omega L - \frac{1}{j\omega C})} = \frac{R/R_0 + R}{1 + \frac{R_0 R}{R_0 + R} j(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$$

$$H_0 = \frac{R}{R_0 + R}, \quad Q_F = \frac{R_0 R C}{R_0 + R}; \quad Q_F \omega_0 = \frac{R_0 R}{R_0 + R} \frac{1}{L}$$

$$Q_F = \frac{R_0 R}{R_0 + R} \sqrt{\frac{C}{L}}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 2\pi f_0$$

46. "Donner", donner son diagramme:



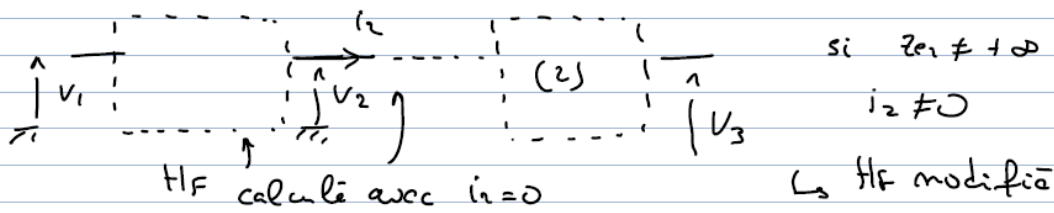
48. (1) Amplificateur inverseur: rétroactif (-) → RL possible

$$V^+ = V^- = 0 \rightarrow A_1 = -R_2 / R_1$$

(2) Amplificateur non inverseur ( $\bar{v}$  hyp)

$$V_e = V^+ = V^- = \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_s \rightarrow A_2 = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

49.  $Z_e = \frac{V_e}{i_e} \rightarrow Z_{e2} = +\infty$   
 $Z_{e1} = R_1$  } (2) peut être associé à d'autres circuits sans modifier leur propriétés.



50. (notat ci dessus)  $\underline{H}_{FA} = \frac{V_3}{V_1} = \frac{V_3}{V_2} \frac{V_2}{V_1} = \underline{H}_2 \cdot \underline{H}_F \rightarrow \text{car } i_2 = 0$

$\underline{Q} = \underline{Q}_F$ ,  $H_1 = |H_2| + H_0 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \left(\frac{R}{R+R_0}\right)$

51.  $\frac{H_1}{1 + j\varphi\left(x - \frac{1}{x}\right)} = \frac{V_3}{V_3} \rightarrow \frac{V_3}{V_3} (1 - H_1) + \frac{\varphi}{\omega_0} j\omega V_3 + \varphi\omega_0 \frac{V_3}{j\omega} = 0$   
 $\rightarrow (j\omega)^2 \frac{V_3}{\varphi} + \frac{\omega_0}{\varphi} (1 - H_1) j\omega V_3 + \omega_0^2 \frac{V_3}{\varphi} = 0$

$\ddot{V}_3 + \frac{\omega_0}{\varphi} (1 - H_1) \dot{V}_3 + \omega_0^2 V_3 = 0$

52. Il faut  $1 - H_1 < 0$  pour avoir  $V_3$  divergente  $\Rightarrow H_1 > 1$

Il faut de + que les oscillat soient pseudo-périodiques: formon l'éq. caractéristique  
 $r^2 + \frac{\omega_0}{\varphi} (1 - H_1) r + \omega_0^2 = 0$

$\Delta = \frac{\omega_0^2}{\varphi^2} (1 - H_1)^2 - 4\omega_0^2 < 0 \Rightarrow (H_1 - 1)^2 < 4\varphi^2: H_1 < 1 + 2\varphi \Rightarrow 1 < H_1 < 1 + 2\varphi$

53. D'après ce qui précède, les racines sont:  $r_{1,2} = \alpha \pm i\beta = \frac{1}{2} \pm i\Omega$

$\Omega = \frac{1}{2} \sqrt{4\omega_0^2 - \frac{\omega_0^2}{\varphi^2} (1 - H_1)^2} = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{(1 - H_1)^2}{4\varphi^2}} = 2\pi f$

54.  $f = f_0 \sqrt{1 - \frac{(1 - H_1)^2}{4\varphi^2}} \approx f_0$  si  $\left(\frac{1 - H_1}{2\varphi}\right)^2 \ll 1$  ( $H_1 = 1$  est ici impossible)  
 $\hookrightarrow H_1 \ll 1 + 2\varphi \Rightarrow H_1 = 1^+$

55. + le gain est élevé, - le signal est "sinusoïdal" (le + proche possible de 1 tout en étant  $> 1$ )

63.  $V_2 = H_F V_1$  ;  $V_2 = A V_1 = V_1 \rightarrow V_1 = \underline{A}^{-1} (H_F) V_1$

$\underline{A} H_F = 1$  condition de Barkhausen.

64. Il faut  $|\underline{A}| |H_F| = 1$

et  $\arg(\underline{A} H_F) = 0 \Rightarrow \arg(H_F) = 0$  car  $\underline{A} \in \mathbb{R}$

65. Il faut  $\underline{A}' H_F = 1 \Rightarrow \arg(\underline{A}' H_F) = 0$

$\delta\psi + \arg(H_F) = 0$

66.  $H_F = \frac{H_0}{1 + j Q_F (x - \frac{1}{x})}$

$\omega = \omega_0 + \delta\omega \rightarrow x = 1 + \frac{\delta\omega}{\omega_0} = 1 + \delta x$

$\arg(H_F) = -\text{Arctan} \left[ \left( x - \frac{1}{x} \right) Q_F \right] \quad x^{-1} = 1 - \delta x \quad (\text{DL ordre 1})$

$= -\text{Arctan} (Q_F 2\delta x) \approx -2\delta x Q_F$

Il faut donc:  $\delta\psi = 2 \frac{\delta\omega}{\omega_0} Q_F \rightarrow \delta\omega = \frac{\omega_0}{2} \frac{\delta\psi}{Q_F} \Rightarrow \delta f = f_0 \frac{\delta\psi}{2 Q_F}$

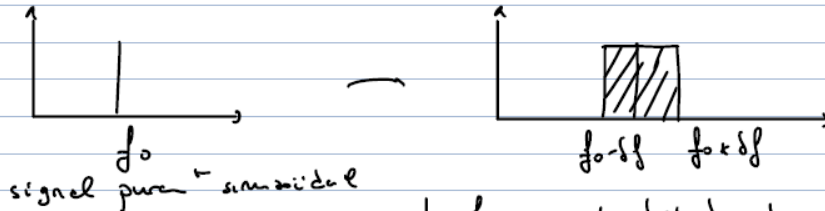
$\delta f = 250 \text{ Hz}$

soit une fluctuation linéaire inférieure à 1%.

67.  $\delta f$  varie aussi mais avec une valeur inférieure à 250 Hz si, par ex,

$\delta\psi$  reste linéaire par 1°

Il y a alors enrichissement du spectre avec 1 ligne entre  $f_0 - \delta f$  et  $f_0 + \delta f$



La forme exacte doit dépendre de la façon dont  $\delta\psi$  varie je pense...