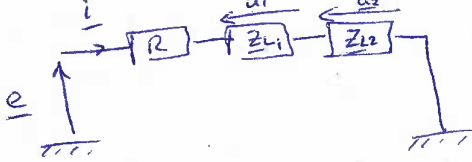


6.



$$\frac{u_2}{e} = \frac{jL_2\omega}{R + j(L_1+L_2)\omega} \quad \text{pont diviseur} \quad [1/1]$$

et $i = \frac{e}{R + j(L_1+L_2)\omega}$ ← impédance équivalente de la chaîne

$$\frac{u_1}{e} = \frac{jL_1\omega}{R + j(L_1+L_2)\omega} \quad \leftarrow \text{pont diviseur ou } u_1 = Z_{L2} \times i \text{ (ou maille } [1/2] \text{)}$$

$u_1 = e - u_2 - u_2$

$$7. \quad \boxed{u_s = u_1 - u_2 = \frac{j(L_1 - L_2)\omega}{R + j(L_1 + L_2)\omega} e} \quad [1/3]$$

sous forme canonique de l'énoncé

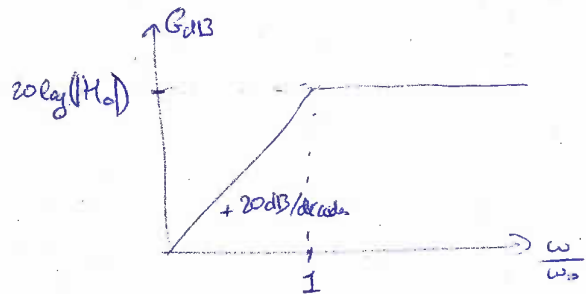
$$H(j\omega) \underset{\omega \rightarrow +\infty}{\approx} H_0 \quad \text{or ici } \frac{u_s}{e} \underset{\omega \rightarrow +\infty}{\approx} \frac{L_1 - L_2}{L_1 + L_2} = \frac{\Delta L}{S} \quad \text{d'après énoncé} \quad \left. \begin{array}{l} L_1 - L_2 = 2L_e \frac{\Delta L}{S} \\ L_1 + L_2 = 2L_e \end{array} \right\}$$

donc $\boxed{H_0 = \frac{\Delta L}{S}}$ par identification [1/1]

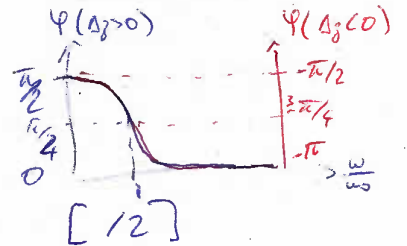
soit de plus $H(j\omega) \underset{\omega \rightarrow 0}{\approx} H_0 \times j \frac{\omega}{\omega_0}$ et $\frac{u_s}{e} \underset{\omega \rightarrow 0}{\approx} j \frac{(L_1 - L_2)\omega}{R}$

soit par identification $\frac{H_0}{\omega_0} = \frac{L_1 - L_2}{R} \Rightarrow \frac{1}{\omega_0} = \frac{L_1 + L_2}{R}$ soit $\boxed{\frac{1}{\omega_0} = \frac{2L_e}{R}}$ [1/1]

8.



$20 \log(H_0)$ si $\Delta L > 0$
 $20 \log(-H_0)$ si $\Delta L < 0$



9. Passer haut [1/1].

10. Pulsation de coupure → bande passante plus filtrée de $[\omega_0, +\infty[$ [1/1]

11. $H(j\omega)$ indépendant de ω dans la bande passante donc $\omega > \omega_0 \Rightarrow H \approx \frac{\Delta L}{S}$ [1/1]

12. $e(t) = E \cos(\omega t)$ → filtre → $u_s(t) = S \cos(\omega t + \varphi)$
 avec $S = |H(j\omega)| \times E$
 et $\varphi = \arg(H)$ [1/1]

or pour $\omega \gg \omega_0, H \approx \frac{\Delta L}{S} \Rightarrow S = \frac{|\Delta L|}{S} E$

13. $\arg(H) = 0$ ou $-\pi$ [1/1]

$\swarrow \Delta L > 0$ $\searrow \Delta L < 0$
 ← question suivante

$\Rightarrow u_s(t) = \frac{E \Delta L}{S} \cos(\omega t)$ pour $\omega \gg \omega_0$

$$14. \quad \boxed{u_s(t) = K_m e(t) \times u_s(t) = K_m E^2 \frac{\Delta L}{S} \left[\frac{\cos(2\omega t) + 1}{2} \right]} \quad [1/1]$$

ainsi le terme indépendant du temps $\frac{K_m E^2 \Delta L}{2S}$ représente la position de la rampe.

15. un passer bas [coupe la pulsation 2ω et laisse passer la composante continue] [1/1]

exemple: comme on sait que $\omega > \omega_0$, choisir un passer bas de pulsation de coupure de $\frac{\omega_0}{10}$ nous assure une atténuation d'au moins 20 dB pour un passer bas d'ordre 1 [1/1]

$$16. \quad \boxed{S = \frac{K_m E^2}{2S}} \quad [1/1]$$

17. $S \times \Delta z_{\min} = 10 \text{ mV}$ soit $\frac{\Delta z_{\min}}{S} = \frac{10^{-2} \times 2}{1,0 \times 6^2} = \frac{10^{-2}}{18} \approx 5 \cdot 10^{-4}$ [1/1]

sans unité
car écart
relatif

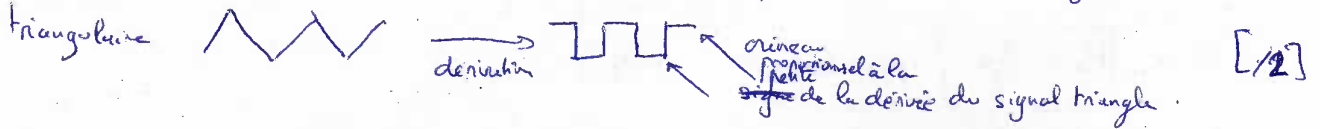
18. $e(t) = E \cos(\omega_1 t) + \frac{E}{2} \cos(\omega_2 t)$
 $\hookrightarrow s_1(t)$ à travers H $\hookrightarrow s_2(t)$ à travers H

pour $\omega_2 = 2\omega_0$, $H(\omega_2) \approx H_0 \Rightarrow s_2(t) \approx \frac{E}{2} \frac{\Delta z}{S} \cos(\omega_2 t)$

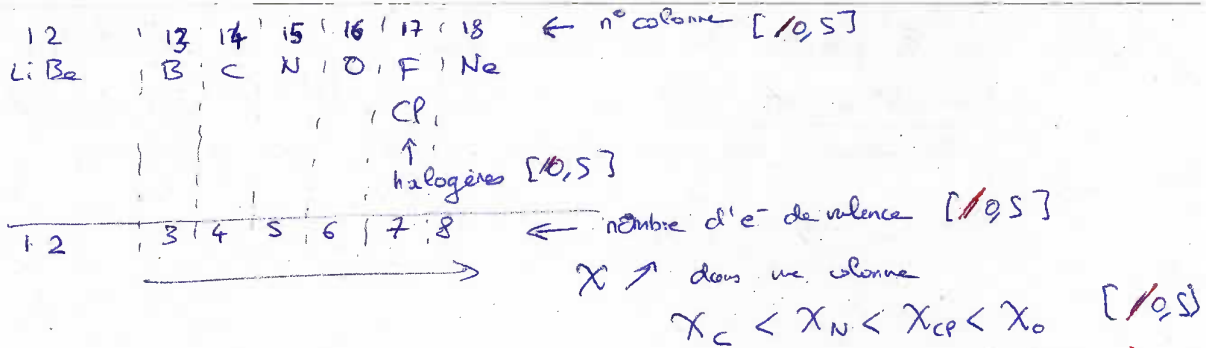
pour $\omega_1 = \frac{\omega_0}{2}$, $H(\omega_1) \approx jH_0 \frac{\omega_1}{\omega_0} \Rightarrow s_1(t) \approx \frac{E}{2} \frac{\Delta z}{S} \frac{\omega_1}{\omega_0} \cos(\omega_1 t + \frac{\pi}{2})$ [1/2]

$s(t) = s_1(t) + s_2(t)$ sortie du filtre

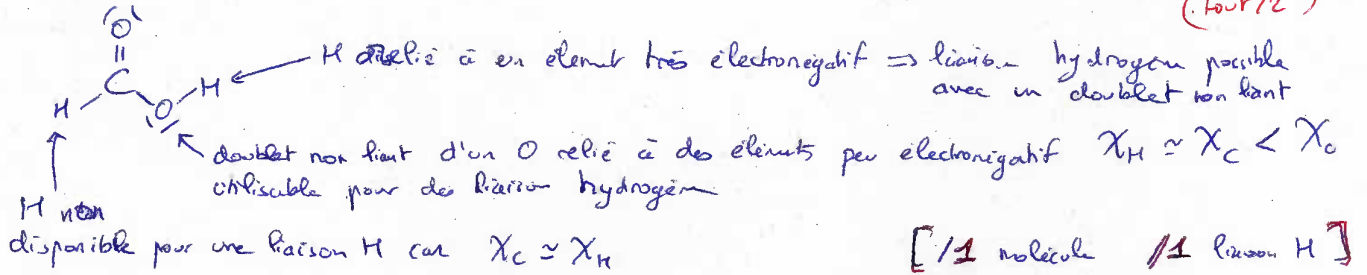
19. haute fréquence, $H \approx jH_0 \frac{\omega}{\omega_0} \rightarrow$ pseudo-dérivateur car revient à multiplier l'entrée par une constante $\times j$



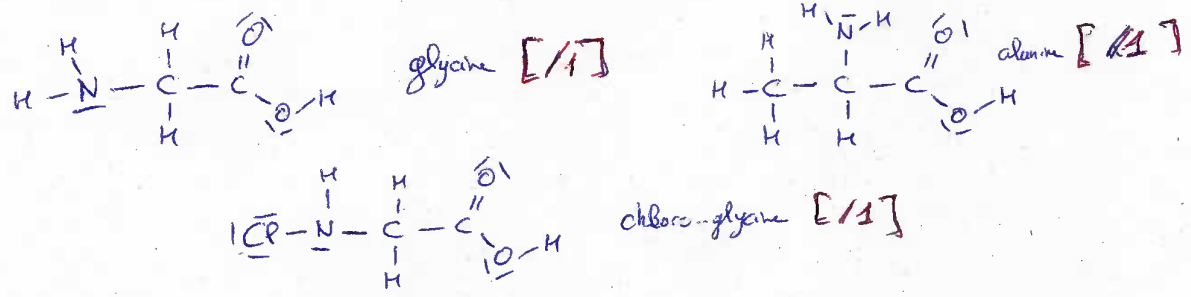
20.



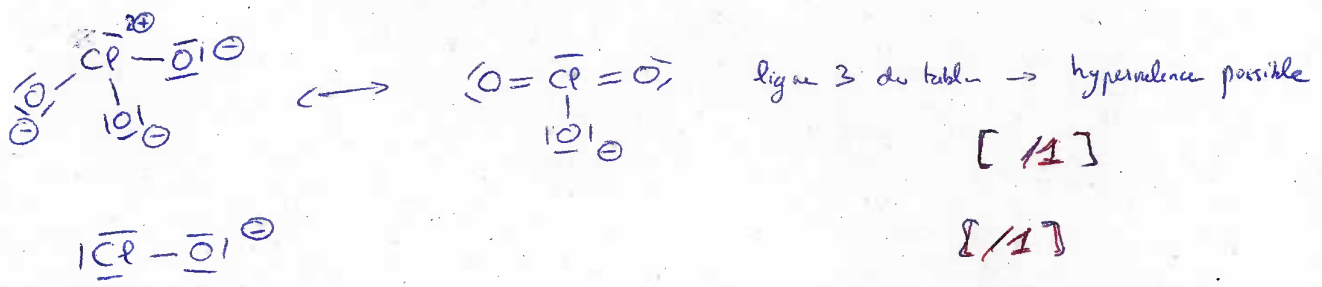
21.



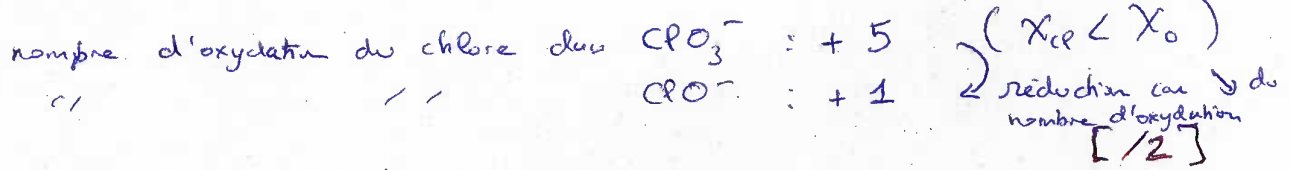
22.



23.



24.



25. par $t = t_{1/2}$, $[A]_{t_{1/2}} = \frac{[A]_0}{2}$ [1]

lecture graphique :

$[A]_0$	$10^{-3} \text{ mol.l}^{-1}$	$2 \cdot 10^{-3} \text{ mol.l}^{-1}$	$5 \cdot 10^{-3} \text{ mol.l}^{-1}$
$t_{1/2}$	$\sim 4,1 \cdot 10^5 \text{ s}$	$\sim 4,2 \cdot 10^5 \text{ s}$	$\sim 4,2 \cdot 10^5 \text{ s}$

26. $t_{1/2}$ indépendant de $[A]_0 \Rightarrow$ a priori réaction d'ordre 1 [1]

du type $-\frac{d[A]}{dt} = k[A] \Rightarrow t_{1/2} = \frac{\ln(2)}{k}$ indep de $[A]_0$ [1]
 lecture valeurs [1] bonne unités
 semble indépendant de $[A]_0$ [1]

27.

[1]

28.

$[A] = [A]_0 \exp(-kt)$ [1]
 $t_{1/2} \sim 4,2 \cdot 10^5 \text{ s}$ et $\ln(2) \approx 0,7 \Rightarrow k \approx \frac{0,7}{4,2 \cdot 10^5} \sim 1,7 \cdot 10^{-6} \text{ s}^{-1}$ [1]

30 - vu la précision de la lecture graphique et de nos calculs, le deux chiffre est incertain, le premier $1 \cdot 10^{-6} \text{ s}^{-1}$ est certain et égal à la valeur ~~les~~ expérimentale ^{semble être} donc très bon accord -

[1/3]

120