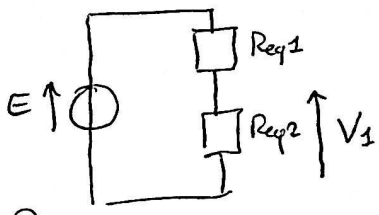


1) Monkeys potentiométrique

1. Schéma équivalent



r_1 et $R_2 - r_2$ en série
 $R_{eq1} = r_2 + (R_2 - r_2) = R_2$
 R et R_d en //
 $R_{eq2} = \frac{R R_d}{R + R_d}$ ou $\frac{1}{R_{eq2}} = \frac{1}{R} + \frac{1}{R_d}$

Pont diviseur:

$$V_1 = \frac{R_{eq2}}{R_{eq1} + R_{eq2}} E = \frac{1}{1 + \frac{R_{eq1}}{R_{eq2}}} E = \frac{1}{1 + \frac{R_1}{R} + \frac{R_1}{R_d}} E$$

2. Si $|R_d| \gg R$ alors $R_{eq2} \approx \frac{R R_d}{R_d} = R$
 Dans ce cas $V_1 = \frac{R}{R + R_1} E$ indépendant de R_d

3. $\frac{V_1}{E} = \frac{R_0 + \Delta R}{R_0 + R_1 + \Delta R} \sim \frac{R_0 + \Delta R}{R_0 + R_1} \left(1 - \frac{\Delta R}{R_0 + R_1}\right)$
 $\sim \frac{R_0}{R_0 + R_1} + \Delta R \left(\frac{1}{R_0 + R_1} - \frac{R_0}{(R_0 + R_1)^2} \right) - \frac{\Delta R^2}{(R_0 + R_1)^2}$
 (à renommer V_{10})
 ordre 2 en $\Delta R/R$ négligeable devant

on obtient

$$V_1 = \underbrace{\frac{R_0}{R_0 + R_1} E}_{\text{valeur de } V_1 \text{ en } T=T_0} + \underbrace{\frac{R_1 E}{(R_0 + R_1)^2} \Delta R}_{\text{variation de tension } \Delta V_1 \text{ due à } \Delta R \text{ au premier ordre en } \Delta R/R}$$

4. Résultat immédiat : $\frac{(\sqrt{R_1})^2}{(\sqrt{R_1})^2} \times \frac{\Delta V_1}{\Delta R} = \frac{E}{\left(\frac{R_0}{\sqrt{R_1}} + \sqrt{R_1}\right)^2}$

5. On cherche à maximiser $f: x \rightarrow \frac{1}{\left(\frac{1}{x} + x\right)^2}$ avec $x > 0, x = \sqrt{\frac{R_1}{R_0}}$
 $f'(x) = -2 \left(-\frac{1}{x^2} + 1\right) \times \frac{1}{\left(\frac{1}{x} + x\right)^3}$ nul quand $x = \pm 1 \rightarrow \frac{x=1}{\Rightarrow |R_2 - R_0|}$
 $S = (E/R_0) \times f\left(\sqrt{\frac{R_1}{R_0}}\right)$ et $S_{max} = \frac{E}{R_0} \times f(1) = \frac{E}{4R_0}$

A.N: Pour $S = S_{max}$:

$R_2 - r_2 = R_0 - r_2 = 89,8 \Omega$ (à arrondir à 90Ω normalement)

$\Delta R_{minimal} = \frac{\Delta V_1 \text{ minimal}}{S_{max}} = \frac{0,01}{\frac{1}{4} \times 109,88} = 0,4(396) \Omega$

Schéma / 1	ou Loi des mailles / 2
$R_{eq} / 1$	Loi de Ohm avec schéma et notation / 3
Pont div / 1	
Résultat / 1	Résultat / 1

$R_d \gg R$ / 1
 V_1 indep de R_d / 1

négliger $\left(\frac{\Delta R}{R}\right)^2$ devant $\frac{\Delta R}{R}$ / 1
 résultat $\Delta V_1 = R_1 E \frac{\Delta R}{(R_0 + R_1)^2}$ / 1

/ 1
 $\hookrightarrow \Delta - 0,5$ si onaque!

identifier une fonction de $\sqrt{R_1}$ et trouver le maximum / 1
 $R_2 = R_0$ pour $S = S_{max}$ / 1
 $S_{max} = \frac{E}{4R_0}$ / 1
 AN $R_1 - r_1$ / 1
 AN ΔR_{min} / 1

6. $V_1 = \frac{R_0}{R_0 + R_1} E + S \Delta R$ d'après la question 3.

si E Roctée, en négligeant le terme en $\Delta E \Delta R$,

$$\boxed{\Delta V_1 = \frac{R_0}{R_0 + R_1} \Delta E}$$

/1 formule

on obtient $\frac{\Delta V_1}{V_1} = \frac{R_0 \Delta E}{R_0 + R_1} \tilde{a}$ comparer à $\frac{\Delta V_1}{V_1} = \frac{R_1 E \Delta R}{(R_0 + R_1)^2}$
avec $R_0 = R_1$.

/1 inégalité

La fluctuation de la fem doit vérifier $\frac{\Delta E}{E} < \frac{E \Delta R}{4 R_0}$

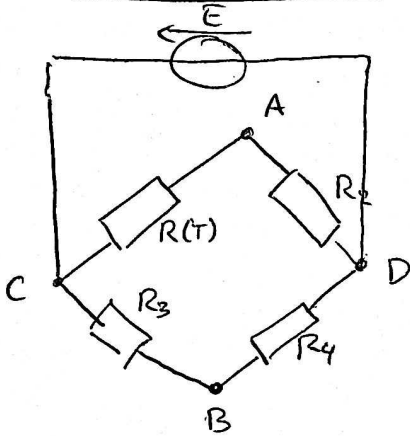
Soit une fluctuation relative $\boxed{\frac{\Delta E}{E} < \frac{\Delta R}{2 R_0}} = \frac{\Delta V_{1 \min}}{2 R_0 S_{\max}} = \frac{2 \Delta V_{1 \min}}{R_0 E}$
pour les A.N.

A.N: $\Delta E < \frac{10 \times \Delta V_{1 \min} \times 2}{1098 \times 10,0} = \frac{0,2}{1098} \approx \underline{2 \cdot 10^{-4} \text{ Volt}}$

/1 A.N

2) Pont de Wheatstone.

7.



Pont diviseur de tension sur la
branche CBD :

$$V_C - V_B = \frac{R_3}{R_3 + R_4} \times E \quad \textcircled{a}$$

branche CAD :

$$V_C - V_A = \frac{R(T)}{R(T) + R_2} E \quad \textcircled{b}$$

$$\textcircled{b} - \textcircled{a} : \underbrace{V_B - V_A}_{=V_2} = \left(\frac{R(T)}{R(T) + R_2} - \frac{R_3}{R_3 + R_4} \right) E \quad \textcircled{c}$$

8. Equilibrage du pont pour $V_2 = 0$ soit

$$\frac{R_0}{R_0 + R_2} = \frac{R_3}{R_3 + R_4} \quad \textcircled{d}$$

$$\Rightarrow R_0(R_3 + R_4) = R_3(R_0 + R_2)$$

$$\Rightarrow \boxed{R_0 R_4 = R_3 R_2}$$

9. On injecte \textcircled{d} dans \textcircled{c} :

$$\boxed{V_2 = \left(\frac{R}{R + R_2} - \frac{R_0}{R_0 + R_2} \right) E}$$

10. Soit $R = R_0 + \Delta R$ avec $\frac{\Delta R}{R_0}$

$$\frac{R}{R + R_2} = \frac{R_0 + \Delta R}{R_0 + \Delta R + R_2} \stackrel{\text{Exercice 1}}{\approx} \frac{R_0 + \Delta R}{R_0 + R_2} \left(1 - \frac{\Delta R}{R_0 + R_2} \right)$$

$$\approx \frac{R_0}{R_0 + R_2} + \frac{R_0 + R_2 - R_0}{(R_0 + R_2)^2} \Delta R + \text{termes en } \frac{\Delta R}{R} \text{ négligeables}$$

$$\text{Soit } \Delta V_2 \approx \frac{R_2 \Delta R}{(R_0 + R_2)^2} E$$

$$S = \frac{R_2 \Delta R}{(R_0 + R_2)^2}$$

Schéma /1

Utilisation des potentiels et non pas des tensions /1

Justification du résultat /1
(pont diviseur ou loi des circuits)

Résultat et /1

Formule /1

Formule /1

Utilisation du DL exercice 1 /1

Formule /1

Similaire à l'exo 1:

$$S = \frac{E}{R_0} \times \frac{1}{\left(\sqrt{\frac{R_0}{R_2}} + \sqrt{\frac{1}{R_2}}\right)^2} \quad \text{maximale quand } \boxed{R_0 = R_2}$$

$$\boxed{S_{\max} = \frac{E}{4R_0}}$$

11. Plus le calibre du voltmètre est faible, plus la ^{valeur de la} tension sera précise. Mais il faut que V_2 soit "proche de zéro"
 ↳ très faible devant E pour utiliser le + petit calibre, ce qui est le cas car $V_2 \approx 0 + S \times \Delta R$.

$$12. \quad V_2 \approx \frac{R_2 \Delta R}{(R_0 + R_2)^2} (E + \Delta E)$$

$$\text{donc } \frac{\Delta V_2 \text{ à cause de } \Delta E}{\Delta V_2 \text{ à cause de } \Delta R} = \frac{\frac{R_2 \Delta R \Delta E}{(R_0 + R_2)^2}}{\frac{R_2 E \Delta R}{(R_0 + R_2)^2}} = \frac{\Delta E}{E}$$

a priori très faible

donc ΔV_2 à cause de ΔE est négligeable.

4

$$R_0 = R_2 / 1$$

/1 Formule

/1

Expression /1

Computation /1

$\frac{\Delta E}{E}$ faible /1

$\Delta V_2(E) \ll \Delta V_2(R) / 1$

III AP jehable

5

13. $\mathcal{E}_{\text{condensateur}} = \frac{1}{2} C_2 U_0^2$

A.N: $\mathcal{E}_{\text{condensateur}} = 75 \cdot 10^{-6} \times 9 \cdot 10^4 = \underline{6,75 \text{ Joules}}$

14. $u_{C2} = R_2 i_2$ loi d'Ohm

$i_2 = -C_2 \frac{du_{C2}}{dt}$ loi de comportement du condensateur (convention générateur)

soit $\boxed{\frac{du_{C2}}{dt} + \frac{1}{R_2 C_2} u_{C2} = 0}$

Solution générale de l'eq homogène :

$u_{C2}(t) = A \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$

Condition initiale :

$u_{C2}(0^+) = u_{C2}(0^-) = U_0$ énoncé

↑
continuité de la tension aux bornes de C_2

Soit $\boxed{u_{C2}(t) = U_0 \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)}$ avec $\tau = \frac{R_2 C_2}{2}$

15.

Décharge à 95% de la valeur initiale au bout de 3τ

A.N $R_2 = \frac{\tau}{3C_2}$ avec $\tau = 1 \text{ ms}$

soit $R_2 \approx \frac{10^{-3}}{5 \cdot 10^{-4}} = \underline{2 \Omega}$

16. En régime continu permanent, atteint arbit d'un temps long les tensions et courants sont constants. Or $i_2 = C \frac{du_{C2}}{dt} = 0$

$u_{L1} = L_1 \frac{di_1}{dt} = 0$ $u_{L1} = 0$

D'après la loi des mailles, $E = R_2 i_2 + u_{C2} + u_{L1} = 0$

donc $u_{C2} = E$

17. Le courant traversant une bobine est mathématiquement continue, soit $i_2(0^+) = i_2(0^-) = 0$ interrupteur ouvert

18. RLC série

$\hookrightarrow \frac{d^2 u_{C2}}{dt^2} + \frac{R_2}{L_2} \frac{du_{C2}}{dt} + \frac{1}{L_2 C_2} u_{C2} = \frac{E}{L_2 C_2}$

Eq du second ordre à coef constant : oscillateur amorti

1 Notations conservées C_2, R_2, U_0

1/1 Expression

1/1 A.N

1/1 équa diff avec loi d'Ohm et loi de comport de C

1/1 sol générale = 0 si "-" dans l'équation différentielle $y' - ay = 0$

1/1 "continuité de la tension aux bornes de C"

1/1 Sol finale

3τ → 95% 1/1
5τ → 99% 1/1
important
→ c'est un choix

$R_2 = 2\Omega$ 1/1

1/1 Notations conservées $C_2, i_2, L_2, R_2, \dots$

1/1 tensions, courants constants $\Rightarrow \frac{d}{dt} = 0$

1/1 loi des mailles pour trouver $u_{C2} = E$

1/1 Fonctn i_2 continue

1/1 interrupteur ouvert

1/1 résultat eq diff à justifier (cours)

1/1 "oscillateur amorti"

19. $Q = \frac{1}{R_1} \sqrt{\frac{L_1}{C_1}} \approx 1,4$
 A.N: $2 \sqrt{\frac{36 \cdot 10^{-3}}{2 \cdot 10^{-7}}} = \frac{2 \times 6 \cdot 10^2}{\sqrt{2}} \gg \frac{1}{2}$

Le régime est donc pseudo-périodique

La solution s'écrit :

$$u_{C_1}(t) = \left(A' \cos(\Omega t) + B' \sin(\Omega t) \right) \exp\left(-\frac{\omega_0}{2Q} t\right) + E$$

avec $\Omega = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}$ $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{L_1 C_1}}$ $Q = \frac{1}{R_1} \sqrt{\frac{L_1}{C_1}}$
 $\zeta = \frac{2Q}{\omega_0} = \frac{2R_1}{R_1}$

Conditions initiales :

$$\begin{cases} u_{C_1}(0^+) = 0 \\ u_{C_1}(0^+) = A' + E \end{cases} \quad \left(\text{condensateur déchargé} = u_{C_1}(0^-) \right. \\ \left. \text{par continuité de la tension aux bornes de } C \right)$$

$$\Rightarrow \boxed{A' + E = 0}$$

et $i(0^+) = i(0^-) = 0$

$$\left\{ \begin{aligned} i(0^+) &= C \frac{du_{C_1}}{dt} \Big|_{0^+} = C \left(B' \Omega - A' \left(-\frac{\omega_0}{2Q} \right) \right) \end{aligned} \right.$$

$$\Rightarrow \boxed{B' = \frac{A' \omega_0}{2Q \Omega}} \quad \rightarrow \quad B' = -\frac{E}{2Q} \text{ si } Q \gg 1$$

A.N: $Q = 2 \sqrt{\frac{36 \cdot 10^{-3}}{2 \cdot 10^{-10}}} = \sqrt{20} \times 6 \cdot 10^3 \approx 3 \cdot 10^4$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{2 \times 36 \cdot 10^{-13}}} = \frac{10^6}{\sqrt{72}} \approx 0,4 \cdot 10^6 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$$

$$\Omega \approx \omega_0 \text{ car } Q \gg 1$$

$$\zeta = \frac{2 \times 36 \cdot 10^{-3}}{1,2} = 1,4 \cdot 10^{-1} \text{ s}$$

$$A' = -1,5 \text{ V}$$

$$B' = -1,5 \times \frac{1}{2 \times 3 \cdot 10^4} \approx -10^{-5} \text{ V}$$

$$u_{C_1}(t) = \left(\text{terme oscillant à la pulsation } \omega_0 \right) \times \left(\text{enveloppe expo décroissante} \right) + \text{valeur finale de } u_{C_1}(t)$$

terme oscillant à ω_0 /1
 enveloppe expo /1
 valeur finale de u_{C_1} /1

20. Pour atteindre moins de 95% de E, il faut attendre environ Q oscillations soit une durée de $\left(\frac{2\zeta}{\omega_0} \times Q \approx \right) \frac{6L_1}{R_1} \quad (=3\zeta)$
 soit environ 0,4 secondes

Si $R_1 \rightarrow 0$, le système ne s'amortit pas, $Q \rightarrow \infty$.
 C'est un oscillateur harmonique (LC série)

Expression de 3ζ et 95% de E. /1

A.N /1

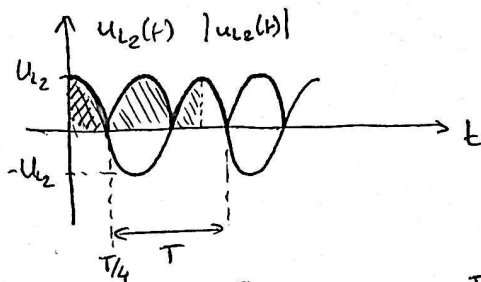
Commentaire $R_1 \rightarrow 0$ /1

Expression	A.N
Ω /1	/1
ζ /1	/1
A' /1	/1
B' /1	/1

$Q > \frac{1}{2}$ régime pseudo-p /1

Utilisation des C.I.
 $\hookrightarrow u_{C_1}(0^+) /1$
 $\hookrightarrow i(0^+) /1$

21.



$$U_0 = \frac{1}{T} \int_0^{T=2\pi/\omega_0} |u_{L2}(t)| dt = \frac{1}{T} \times 4 \int_0^{T/4} u_{L2}(t) dt \quad \square = 4 \square$$

$$= \frac{4U_{L2}}{T\omega_0} \left[\sin(\omega_0 t) \right]_0^{\frac{\pi}{2\omega_0}} = 1$$

$$\boxed{U_0 = \frac{4U_{L2}}{T\omega_0} = \frac{2U_{L2}}{\pi}}$$

$$\text{A.N: } U_{L2} = \frac{T U_0 \omega_0}{4} = \frac{\pi U_0}{2} \approx \underline{4,8 \cdot 10^2 \text{ V}}$$

$$22. \text{ Si } U_{L1} = 1,5 \text{ V, } \underline{\underline{\frac{U_{L2}}{U_{L1}} \approx 3 \cdot 10^2}} \text{ (en prenant } \frac{\pi}{2} \approx 1,5 \text{)}$$

Expression / 1

A.N / 1

A.N / 1