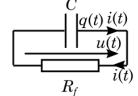
# CORRIGÉ DU DEVOIR À LA MAISON 6

#### Entrée - Condensateur réel

- 1. Énergie initiale stockée par le condensateur :  $\mathcal{E}_0 = \frac{1}{2} \frac{q_0^2}{C} = 4,5.10^{-6} \text{ J} = 4,5 \text{ }\mu\text{J}$
- 2. Schéma pour t > 0 ci-contre :
- $\succ$  Aux bornes de C en convention générateur (<u>Attention</u>!) :

$$i(t) = -\frac{dq(t)}{dt}$$
 et  $u(t) = \frac{1}{C}q(t)$ 



 $\succ$  Loi d'Ohm aux bornes de  $R_f$  en convention récepteur :

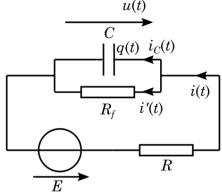
$$u(t) = R_f i(t) \text{ soit } \frac{1}{C} q(t) = -R_f \frac{dq(t)}{dt} \Leftrightarrow R_f C \frac{dq(t)}{dt} + q(t) = 0$$

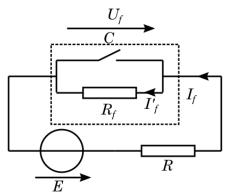
$$\tau \frac{dq(t)}{dt} + q(t) = 0 \text{ avec } \tau = R_f C$$

- ① Solution de l'ess $m: q(t) = K e^{-\frac{t}{\tau}}$
- ② Solution particulière : q(t) = cste = 0
- ③ Solution complète:  $q(t) = K e^{-\frac{t}{\tau}}$
- $\ \, \oplus \,\,\, Condition \,\,\, initiale$  : C chargé et pas de discontinuité de la charge :  $q\left(0^+\right)=q\left(0^-\right)=q_0$  et  $q\left(0\right)=K$  donc  $K=q_0$
- 3. Le condensateur se décharge à 95% en  $\Delta t = 3\tau = 3R_fC$

Résistance de fuite : 
$$R_f = \frac{\Delta t}{3C} = 10.10^6 \ \Omega = 10 \ \text{M}\Omega$$

4. Schéma du montage pour t > 0 ci-dessous à gauche





5. En régime permanent, le condensateur idéal est chargé et se comporte comme un interrupteur ouvert (cf. schéma ci-dessus à droite) :  $I_f = I'_f : R$  et  $R_f$  sont en série

$$\mathrm{DDT}: \boxed{U_f = \frac{R_f}{R + R_f} E} \ \mathrm{et} \boxed{Q_f = CU_f = C \frac{R_f}{R + R_f} E}$$

- 6. Loi des mailles : E = Ri(t) + u(t)
- Aux bornes de C en convention récepteur :  $i_C(t) = \frac{dq(t)}{dt}$  et  $u(t) = \frac{1}{C}q(t)$
- $\triangleright$  Loi des nœuds :  $i(t) = i_C(t) + i'(t)$
- $\succ$  Loi d'Ohm aux bornes de  $R_f$  en convention récepteur :  $u(t) = R_f i'(t)$  soit  $i'(t) = \frac{u(t)}{R}$

$$E = R\left(i_{C}(t) + i'(t)\right) + u(t) \Leftrightarrow E = R\left(\frac{dq(t)}{dt} + \frac{1}{CR_{f}}q(t)\right) + \frac{1}{C}q(t)$$

$$E = R\frac{dq(t)}{dt} + \frac{R}{CR_{f}}q(t) + \frac{1}{C}q(t) \Leftrightarrow R\frac{dq(t)}{dt} + \left(\frac{R}{R_{f}} + 1\right)\frac{1}{C}q(t) = E$$

$$\frac{RR_{f}C}{R + R_{f}}\frac{dq(t)}{dt} + q(t) = \frac{R_{f}C}{R + R_{f}}E$$

$$\tau'\frac{dq(t)}{dt} + q(t) = Q_{f} \text{ avec } \tau' = \frac{RR_{f}C}{R + R_{f}} \text{ et } Q_{f} = \frac{R_{f}C}{R + R_{f}}E$$

- ① Solution de l'essm :  $q(t) = K e^{-\frac{t}{\tau}}$
- @ Solution particulière :  $q(t) = cste = \frac{R_f C}{R + R_f} E = Q_f$
- ③ Solution complète:  $q(t) = K e^{-\frac{t}{\tau'}} + Q_f$
- 9 Condition initiale: C initialement déchargé et pas de discontinuité de la charge:  $q(0^+) = q(0^-) = 0$  et  $q(0) = K + Q_f$  donc  $K = -Q_f$
- © Solution finale:  $q(t) = Q_f \left(1 e^{-\frac{t}{\tau'}}\right)$

#### Remarque:

$$\boxed{R_{\it f} >> R} \ {\rm donc} \ \ \tau' = \frac{RR_{\it f}C}{R+R_{\it f}} \simeq \frac{RR_{\it f}C}{R_{\it f}} = RC \ \ {\rm et} \ \ Q_{\it f} = \frac{R_{\it f}C}{R+R_{\it f}}E \simeq \frac{R_{\it f}C}{R_{\it f}}E \simeq CE$$

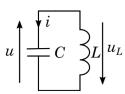
On retrouve les résultats habituels de la charge d'un condensateur C à travers une résistance R.

# Plat 1 - Oscillateur harmonique amorti ou non amorti

1. Loi des mailles :  $u_L(t) + u(t) = 0$ 

Relations courant-tension:

$$u_L(t) = L \frac{di(t)}{dt}$$
 et  $i(t) = C \frac{du(t)}{dt}$ 



Dérivation de la LDM :  $\frac{du_L(t)}{dt} + \frac{du(t)}{dt} = 0 \Leftrightarrow L\frac{d^2i(t)}{dt^2} + \frac{i(t)}{C} = 0$ 

$$\boxed{\frac{d^2i(t)}{dt^2} + \frac{1}{LC}i(t) = 0} \text{ soit } \boxed{\frac{d^2i(t)}{dt^2} + \omega_0^2i(t) = 0} \text{ avec } \boxed{\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}}$$

2. <u>Solution de l'essm et solution complète</u> :  $i(t) = A\cos(\omega_0 t) + B\sin(\omega_0 t)$ 

Conditions initiales:

- $i(0^+)=i(0^-)=I_0$  (pas de discontinuité du courant dans L) et i(0)=A soit  $A=I_0$

bornes de C déchargé) et  $\frac{di(t)}{dt} = -A\omega_0 \sin(\omega_0 t) + B\omega_0 \cos(\omega_0 t)$  soit

$$\left(\frac{di}{dt}\right)_{t=0^+} = B\omega_0 = 0$$
 d'où  $B=0$ 

<u>Solution finale</u>:  $i(t) = I_0 \cos(\omega_0 t) = I_M \cos(\omega_0 t + \varphi)$  avec  $I_M = I_0$ ,  $\varphi = 0$ ,

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

ightharpoonup Expression de la tension :  $u(t) = -u_L(t) = -L\frac{di(t)}{dt} = LI_0\omega_0\sin(\omega_0t)$ 

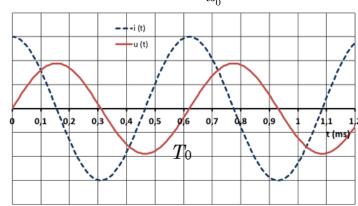
 $u(t) = LI_0\omega_0\cos\left(\omega_0t - \frac{\pi}{2}\right) = U_M\cos\left(\omega_0t + \psi\right) \text{ avec } U_M = LI_0\omega_0 = I_0\sqrt{\frac{L}{C}} \text{ et } \boxed{\psi = -\frac{\pi}{2}}$ 

- 3. Graphes ci-dessous : signaux sinusoïdaux de période  $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$
- 4. <u>Énergie électrostatique</u>:

 $\mathscr{E}_{e}(t) = \frac{1}{2}Cu^{2}(t)$  et en t = 0,

 $\mathscr{E}_{e}(0) = \frac{1}{2}Cu^{2}(0) = 0 : \underline{\text{courbe}}$ 

<u>3</u>.



Énergie magnétique :

$$\mathscr{E}_{\scriptscriptstyle m}\left(t\right) = \frac{1}{2}Li^2\left(t\right) \text{ et en } t = 0 \;, \; \mathscr{E}_{\scriptscriptstyle m}\left(0\right) = \frac{1}{2}Li^2\left(0\right) = \frac{1}{2}LI_0^2 \text{ maximale : } \underline{\text{courbe 2.}}$$

 $ightharpoonup \underline{\text{Énergie totale}} : \mathcal{E}_{totale} = \mathcal{E}_{m}(t) + \mathcal{E}_{e}(t) = \frac{1}{2}Cu^{2}(t) + \frac{1}{2}Li^{2}(t)$ 

$$\mathscr{E}_{totale} = rac{1}{2}C\left(LI_0\omega_0^2\right)^2\sin^2\left(\omega_0t\right) + rac{1}{2}LI_0^2\cos^2\left(\omega_0t\right) = rac{1}{2}LI_0^2\left(\cos^2\left(\omega_0t\right) + \sin^2\left(\omega_0t\right)\right)$$

$$\mathscr{E}_{totale} = rac{1}{2}LI_0^2 = cste : \underline{courbe\ 1}$$

5.  $\mathscr{E}_{m}(t) = \frac{1}{2}Li^{2}(t) = \frac{1}{2}LI_{0}^{2}\cos^{2}(\omega_{0}t) = \frac{1}{4}LI_{0}^{2}(1+\cos(2\omega_{0}t))$ . L'énergie magnétique est périodique de période  $T = \frac{2\pi}{2\omega_{0}} = \frac{T_{0}}{2}$ 

On lit sur le graphe  $T=0,31~\mathrm{ms}~\mathrm{donc}$   $T_0=2T=0,62~\mathrm{ms}$ 

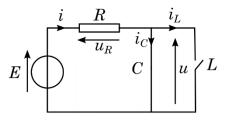
6. À  $t = 0^-$ , K ouvert :  $i(0^-) = 0$ 

C déchargé :  $u(0^-)=0$ , L démagnétisée :  $i_L(0^-)=0$ 

 $\text{Loi d'Ohm}: \overline{u_R\left(0^-\right) = Ri\left(0^-\right) = 0}, \text{ loi des nœuds}: \overline{i_C\left(0^-\right) = i\left(0^-\right) - i_L\left(0^-\right) = 0}$ 

 $ightharpoonup \dot{A} \ t=0^+,$  pas de discontinuité de tension aux bornes de  $C: u(0^+)=u(0^-)=0$  (C équivalent à un interrupteur fermé)

Pas de discontinuité du courant dans L:  $i_L(0^+)=i_L(0^-)=0$  (L équivalente à un interrupteur ouvert)



Loi des mailles :  $u_R(0^+) = E - u(0^+) = E$  et loi d'Ohm :  $i(0^+) = \frac{u_R(0^+)}{R} = \frac{E}{R}$ 

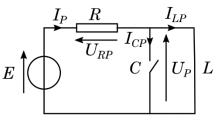
Loi des nœuds :  $i_C(0^+) = i(0^+) - i_L(0^+) = \frac{E}{R}$ 

7. En régime permanent, toutes les grandeurs sont constantes

$$u(\infty) = U_P = L \frac{dI_{LP}}{dt} = 0$$
:  $L$  équivalente à un

interrupteur fermé

$$i_{C}(\infty) = I_{CP} = C \frac{dU_{P}}{dt} = 0$$
:  $C$  équivalent à un



interrupteur ouvert

Loi des mailles : 
$$U_{RP} = E - U_P = E$$
 et loi d'Ohm :  $I_P = \frac{U_{RP}}{R} = \frac{E}{R}$ 

Loi des nœuds :  $I_{LP} = I_P - I_{CP} = \frac{E}{R}$ 

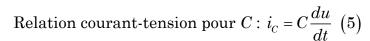
8. Relation courant-tension pour  $L: u = L \frac{di_L}{dt}$  (1)

Loi des mailles:  $E = u_R + u$  (2) soit

$$E - u_R = u$$
 (2)

Loi d'Ohm :  $u_R = Ri$  (3)

Loi des nœuds :  $i = i_C + i_L$  (4)



Relations (1), (2) et (3) :  $E - Ri = L \frac{di_L}{dt}$ 

$$\text{Avec } (4): \ E - R \left(i_{\scriptscriptstyle C} + i_{\scriptscriptstyle L}\right) = L \frac{di_{\scriptscriptstyle L}}{dt} \ \text{et avec } (5): \ E - R C \frac{du}{dt} - Ri_{\scriptscriptstyle L} = L \frac{di_{\scriptscriptstyle L}}{dt}$$

On dérive (1) :  $\frac{du}{dt} = L \frac{d^2i_L}{dt^2}$  et on remplace dans la relation précédente :

$$E - RCL\frac{d^{2}i_{L}}{dt^{2}} - Ri_{L} = L\frac{di_{L}}{dt} \Leftrightarrow \boxed{\frac{d^{2}i_{L}}{dt^{2}} + \frac{1}{RC}\frac{di_{L}}{dt} + \frac{1}{LC}i_{L} = \frac{E}{RLC}}$$

9. <u>L'équation différentielle</u> est de la forme :

$$\boxed{\frac{d^2i_L}{dt^2} + 2\xi\omega_0\frac{di_L}{dt} + \omega_0^2i_L = \omega_0^2\frac{E}{R}} \text{ avec } \boxed{\omega_0^2 = \frac{1}{LC}} \text{ et } \boxed{2\xi\omega_0 = \frac{1}{RC}}$$

ightharpoonup Pulsation propre :  $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ 

 $\underline{\text{Coefficient d'amortissement}}: \boxed{\xi = \frac{1}{2RC\omega_0} = \frac{1}{2R}\sqrt{\frac{L}{C}}}$ 

Facteur de qualité :  $Q = \frac{1}{2\xi} = R\sqrt{\frac{C}{L}}$ 

- Influence de R: le coefficient d'amortissement diminue quand R augmente, ce qui est contraire à ce qu'il se passe dans le circuit RLC série. Si R tend vers <u>l'infini</u>, le courant i qui la traverse est nul et le circuit LC parallèle constitue un oscillateur harmonique non amorti, ce qui est cohérent avec  $\xi = 0$ .
- 10. Solution de l'essm

L'équation caractéristique est :  $r^2 + 2\xi\omega_0 r + \omega_0^2 = 0$ 

Le discriminant réduit est :  $\Delta' = \frac{\Delta}{4} = \omega_0^2 \left( \xi^2 - 1 \right)$ 

Le régime transitoire est <u>critique</u> pour  $\Delta' = 0$  soit  $\xi = 1$ 

$$\xi = \frac{1}{2R_c} \sqrt{\frac{L}{C}} = 1 \text{ d'où } \boxed{R_c = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{L}{C}} = 0.50 \text{ k}\Omega} \quad i_L(t) = \left(At + B\right) e^{-\xi \omega_0 t} = \left(At + B\right) e^{-\omega_0 t}$$

 $\underline{Solution\ particulière}:\ i_{L}=cste=\frac{E}{R}=I_{LP}$ 

 $\underline{Solution\ complète}: \boxed{i_L\left(t\right) = \left(At + B\right)e^{-\omega_0 t} + \frac{E}{R}}$ 

11. Pour 
$$R = 5,0 \text{ k}\Omega$$
,  $\xi = \frac{1}{2R} \sqrt{\frac{L}{C}} = 0,10 < 1$ :  $\Delta' = \omega_0^2 (\xi^2 - 1) < 0$ : régime transitoire

#### pseudo-périodique.

#### Solution de l'essm

L'équation caractéristique admet deux racines complexes conjuguées :

$$r_{1,2} = -\xi \omega_0 \pm j \sqrt{|\Delta'|} = -\xi \omega_0 \pm j \omega_P \text{ avec } \omega_P = \sqrt{|\Delta'|} = \omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} \text{ la pseudo-pulsation}$$

$$i_L(t) = \left(A\cos(\omega_P t) + B\sin(\omega_P t)\right)e^{-\xi \omega_0 t}$$

 $\underline{Solution\ particuli\`ere}:\ i_{L}=cste=\frac{E}{R}=I_{LP}$ 

 $\underline{Solution\ complète}: \overline{i_L(t) = \left(A\cos\left(\omega_p t\right) + B\sin\left(\omega_p t\right)\right)} e^{-\xi\omega_0 t} + \frac{E}{R}$ 

ightharpoonup Constante de temps caractéristique de ce régime au telle que  $au=rac{1}{\xi\omega_0}$ 

Durée observable du régime transitoire :  $t_{R}=5\tau=\frac{5}{\xi\omega_{0}}$ 

A.N: 
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 1,0.10^4 \text{ rad.s}^{-1} \text{ et } t_R = 5,0 \text{ ms}$$

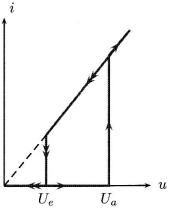
- Régime pseudo-périodique ou <u>oscillant amorti</u> : on observe des oscillations de pseudo-période :  $T_P = \frac{2\pi}{\omega_P} = \frac{2\pi}{\omega_0\sqrt{1-\xi^2}} = 0,63 \text{ ms}$
- $ightharpoonup Nombre d'oscillations : N = \frac{t_R}{T_P} \simeq 8$

# Plat 2 – Étude d'un tube à décharge

1. Lorsque le tube est éteint, la résistance est infinie, donc i=0 .

Si on augmente la tension (flèche simple sur la caractéristique), i=0 tant que  $u < U_a$ . Lorsque  $u = U_a$ , le tube s'allume et la loi d'Ohm est vérifiée  $i=\frac{u}{r}$ . Tant que la tension augmente, le point de

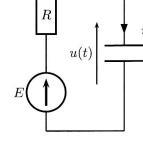
fonctionnement reste sur la droite d'équation  $i = \frac{u}{r}$ .



C'est aussi le cas lorsqu'on diminue la tension (flèche double sur la caractéristique), tant que  $u>U_e$ . Lorsque  $u=U_e$ , le tube s'éteint et i=0.

- Dipôle non linéaire (mais linéaire par morceaux).
- > Dipôle <u>passif</u> car la caractéristique passe par 0.
- 2. Le tube est éteint : il est équivalent à un interrupteur ouvert. Le circuit étudié est un circuit RC (cf. schéma).
- ightharpoonup Loi des mailles: E = Ri(t) + u(t) et  $i(t) = C \frac{du(t)}{dt}$ .
- > Équation différentielle :

$$\tau \frac{du}{dt} + u = E \text{ avec } \tau = RC$$



Résolution :

Solution de l'ess $m: u(t) = Ke^{-\frac{t}{\tau}}$ 

Solution particulière : u(t) = E

Solution complète:  $u(t) = Ke^{-\frac{t}{\tau}} + E$ 

 $Condition\ initiale$  : C est déchargé et la tension est continue à ses bornes :

$$u(0^{-}) = 0 = u(0^{+}) = K + E \text{ soit } K = -E$$

Solution finale:  $u(t) = E\left(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}\right)$ 

- 3. Pour que le tube s'allume, sachant que la valeur finale de u(t) est E, il faut  $E > U_a$ .
- 4. Le <u>tube s'allume</u> à l'instant  $t_0$  tel que  $u \big( t_0 \big) = U_a$  :

$$u(t_0) = E\left(1 - e^{\frac{-t_0}{\tau}}\right) = U_a \Leftrightarrow 1 - e^{\frac{-t_0}{\tau}} = \frac{U_a}{E}$$

$$\begin{split} 1 - \frac{U_a}{E} &= e^{-\frac{t_0}{\tau}} \Longleftrightarrow \ln \bigg( 1 - \frac{U_a}{E} \bigg) = -\frac{t_0}{\tau} \Longleftrightarrow -\tau \ln \bigg( \frac{E - U_a}{E} \bigg) = t_0 \\ \hline \\ t_0 &= \tau \ln \bigg( \frac{E}{E - U_a} \bigg) \end{split}$$

- 5. Variation d'énergie  $\Delta \mathcal{E}_{e} = \mathcal{E}_{e}(t_{0}) \mathcal{E}_{e}(0) = \frac{1}{2}C(u^{2}(t_{0}) u^{2}(0))$  soit  $\Delta \mathcal{E}_{e} = \frac{1}{2}CU_{a}^{2}$
- 6. Énergie fournie par le générateur :

$$\mathscr{E}_{g} = \int_{0}^{t_{0}} \mathscr{S}_{g} dt = \int_{0}^{t_{0}} Ei(t) dt = E \int_{0}^{t_{0}} C \frac{du(t)}{dt} dt = CE(u(t_{0}) - u(0)) \text{ soit } \mathscr{E}_{g} = CEU_{a}$$

7. Bilan de puissance :  $Ei(t) = Ri^2(t) + u(t)i(t) \Leftrightarrow \mathcal{S}_g = \mathcal{S}_J + \frac{d\mathcal{S}_e}{dt}$ 

Bilan d'énergie :  $\int_{0}^{t_{0}} \mathcal{S}_{g} dt = \int_{0}^{t_{0}} \mathcal{S}_{J} dt + \int_{0}^{t_{0}} \frac{d\mathcal{S}_{e}}{dt} dt \Leftrightarrow \mathcal{S}_{g} = \mathcal{S}_{J} + \left(\mathcal{S}_{e}(t_{0}) - \mathcal{S}_{e}(0)\right)$ 

$$\mathscr{E}_{g} = \mathscr{E}_{J} + \Delta \mathscr{E}_{e} \Leftrightarrow \mathscr{E}_{J} = \mathscr{E}_{g} - \Delta \mathscr{E}_{e} \text{ soit } \mathscr{E}_{J} = CEU_{a} - \frac{1}{2}CU_{a}^{2} \Leftrightarrow \left| \mathscr{E}_{J} = CU_{a} \left( E - \frac{1}{2}U_{a} \right) \right|$$

Autre méthode (plus calculatoire):

$$\begin{split} i\left(t\right) &= C\frac{du\left(t\right)}{dt} = C\frac{E}{\tau}e^{-\frac{t}{\tau}} = \frac{E}{R}e^{-\frac{t}{\tau}} \text{ et } \mathcal{S}_{J} = Ri^{2}\left(t\right) = \frac{E^{2}}{R}e^{-2\frac{t}{\tau}} \\ \mathcal{S}_{J} &= \int_{0}^{t_{0}}\mathcal{S}_{J}dt = \frac{E^{2}}{R}\int_{0}^{t_{0}}e^{-2\frac{t}{\tau}}dt = -\frac{\tau}{2}\frac{E^{2}}{R}\left(e^{-2\frac{t_{0}}{\tau}} - 1\right) \end{split}$$

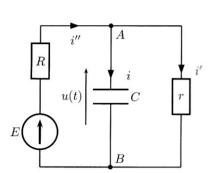
Or, ; d'après la question 4 :  $e^{-2\frac{t_0}{\tau}} = \left(1 - \frac{U_a}{E}\right)^2 = 1 - 2\frac{U_a}{E} + \left(\frac{U_a}{E}\right)^2$ 

$$\mathcal{E}_{\!J} = -\frac{\tau}{2}\frac{E^2}{R}\!\!\left(-2\frac{U_a}{E} + \!\left(\frac{U_a}{E}\right)^2\right) = CEU_a - \frac{1}{2}CU_a^2 \text{ soit } \boxed{\mathcal{E}_{\!J} = CU_a\!\left(E - \frac{1}{2}U_a\right)} \text{ CQFD }!$$

- 8. Après allumage, le tube est équivalent à une résistance r (cf. schéma).
- ightharpoonup Loi des mailles : E = Ri''(t) + u(t)
- Loi des nœuds: i''(t) = i(t) + i'(t) et  $i(t) = C \frac{du(t)}{dt}$   $\underbrace{u(t)}_{u(t)}$
- ightharpoonup Loi d'Ohm:  $i'(t) = \frac{u(t)}{r}$
- Équation différentielle

$$E = R\left(C\frac{du(t)}{dt} + \frac{u(t)}{r}\right) + u(t) \Leftrightarrow E = RC\frac{du(t)}{dt} + \left(1 + \frac{R}{r}\right)u(t)$$

$$RC\frac{du(t)}{dt} + \left(\frac{r+R}{r}\right)u(t) = E \Leftrightarrow \frac{Rr}{r+R}C\frac{du(t)}{dt} + u(t) = \frac{r}{r+R}E$$



$$\tau' \frac{du(t)}{dt} + u(t) = \frac{r}{r+R} E \text{ avec } \tau' = \frac{Rr}{r+R} C$$

- 9. L'équation précédente n'est valable que pour  $t>t_0$ , sachant que  $u\left(t_0\right)=U_a$ .
- > Résolution de l'équation différentielle

Solution de l'essm :  $u(t) = K'e^{-\frac{t}{\tau'}}$ 

Solution particulière :  $u(t) = \frac{r}{r+R}E$ 

Solution complète:  $u(t) = K'e^{-\frac{t}{r'}} + \frac{r}{r+R}E$ 

Condition initiale: Attention, l'instant initial correspond à  $t = t_0$ !

$$u\big(t_0\big) = U_a = K' e^{-\frac{t_0}{\tau'}} + \frac{r}{r+R}E \text{ soit } K' = \left(U_a - \frac{r}{r+R}E\right)e^{\frac{t_0}{\tau'}}$$

 $Solution\ finale:\ u(t) = \left(U_a - \frac{r}{r+R}E\right)e^{\frac{t_0}{\tau'}}e^{-\frac{t}{\tau'}} + \frac{r}{r+R}E$ 

$$u(t) = \left(U_a - \frac{r}{r+R}E\right)e^{-\frac{t-t_0}{\tau'}} + \frac{r}{r+R}E$$

### Nota Bene : autre façon de raisonner :

Procéder à un changement de variable, en notant le temps t' avec  $t'=t-t_0$ . Résoudre l'équation différentielle avec la variable t'. L'instant initial correspond bien à t'=0. Dans la solution finale, remplacer t' par son expression en fonction de t: on retrouve la même expression...

- 10. D'après l'expression précédente, si  $U_a < \frac{r}{r+R}E$ , l'exponentielle sera une fonction croissante et u(t) également : le tube ne pourra pas s'éteindre. Il faut donc que  $U_a > \frac{r}{r+R}E$ .
- Si la condition précédente est satisfaite, l'exponentielle est décroissante et la tension u(t) également. La valeur finale de u(t) est  $u(\infty) = \frac{r}{r+R}E$ . Pour que le tube s'éteigne, il faut que  $\frac{r}{r+R}E < U_e$ .
- > Sachant que  $U_{\scriptscriptstyle e} < U_{\scriptscriptstyle a}$  , les conditions se ramènent à :  $\cfrac{r}{r+R} E < U_{\scriptscriptstyle e} < U_{\scriptscriptstyle a}$
- 11. Le <u>tube s'éteint</u> à l'instant  $t_1$  tel que  $u(t_1) = U_e$ .

$$u(t_1) = \left(U_a - \frac{r}{r+R}E\right)e^{-\frac{t_1-t_0}{r'}} + \frac{r}{r+R}E = U_e$$

$$\begin{split} \left(U_a - \frac{r}{r+R}E\right) e^{-\frac{t_1-t_0}{r'}} &= U_e - \frac{r}{r+R}E \Leftrightarrow e^{-\frac{t_1-t_0}{r'}} = \frac{U_e - \frac{r}{r+R}E}{U_a - \frac{r}{r+R}E} \\ - \frac{t_1-t_0}{\tau'} &= \ln\!\left(\frac{(r+R)U_e - rE}{(r+R)U_a - rE}\right) \Leftrightarrow t_1 - t_0 = -\tau' \ln\!\left(\frac{(r+R)U_e - rE}{(r+R)U_a - rE}\right) \\ \hline t_1 &= t_0 + \tau' \ln\!\left(\frac{(r+R)U_a - rE}{(r+R)U_e - rE}\right) > t_0 \end{split}$$

12. À partir de l'instant  $t_1$ , le tube s'éteint et le circuit est équivalent au schéma de la question 2. La solution complète est :  $u(t) = K''e^{-\frac{t}{\tau}} + E$ 

 $\begin{aligned} & \text{Condition initiale} : u(t_1) = U_e : u(t_1) = K \text{"} e^{-\frac{t_1}{\tau}} + E = U_e \text{ soit } K \text{"} = (U_e - E) e^{\frac{t_1}{\tau}} \end{aligned}$   $\text{La solution finale est} : u(t) = (U_e - E) e^{\frac{t_1}{\tau}} e^{-\frac{t}{\tau}} + E \text{ soit } u(t) = E + (U_e - E) e^{-\frac{t-t_1}{\tau}}$ 

 $\blacktriangleright$  La tension augmente jusqu'à atteindre  $U_a$  à l'instant  $t_2$  où le <u>tube s'allume</u>.

$$\begin{split} u\left(t_{2}\right) &= U_{a} \Leftrightarrow E + \left(U_{e} - E\right)e^{\frac{-t_{2} - t_{1}}{\tau}} = U_{a} \\ e^{\frac{-t_{2} - t_{1}}{\tau}} &= \frac{U_{a} - E}{U_{e} - E} \Leftrightarrow t_{2} - t_{1} = -\tau \ln\left(\frac{U_{a} - E}{U_{e} - E}\right) \\ \hline t_{2} &= t_{1} + \tau \ln\left(\frac{U_{e} - E}{U_{a} - E}\right) = t_{1} + \tau \ln\left(\frac{E - U_{e}}{E - U_{a}}\right) > t_{1} \end{split}$$

- $\triangleright$  Ensuite la tension diminue à nouveau jusqu'à atteindre  $U_e$  (extinction) etc...
- La tension est donc périodique de période :

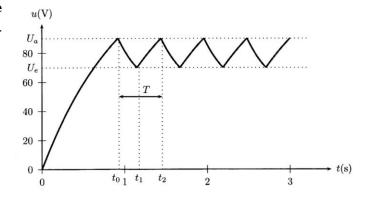
$$T = t_2 - t_0 = t_1 + \tau \ln\left(\frac{E - U_e}{E - U_a}\right) - t_0 = t_0 + \tau' \ln\left(\frac{(r + R)U_a - rE}{(r + R)U_e - rE}\right) + \tau \ln\left(\frac{E - U_e}{E - U_a}\right) - t_0$$

$$T = \tau' \ln\left(\frac{(r + R)U_a - rE}{(r + R)U_e - rE}\right) + \tau \ln\left(\frac{E - U_e}{E - U_a}\right)$$

$$T = \frac{Rr}{r + R}C\ln\left(\frac{(r + R)U_a - rE}{(r + R)U_e - rE}\right) + RC\ln\left(\frac{E - U_e}{E - U_a}\right)$$

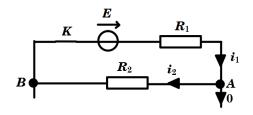
13. Allure de la courbe représentative de u(t) (cf. cicontre)

14. T = 0.52 s



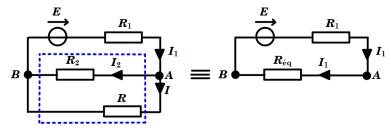
## Dessert - Circuit inductif

- 1. À  $t=0^-$ , L est démagnétisée :  $i(0^-)=0$  ; K ouvert :  $i_1(0^-)=0$  et  $i_2(0^-)=0$
- $ightharpoonup \grave{A} t = 0^+$ , pas de discontinuité de courant dans  $L: \ \widehat{i(0^+)} = 0: \ L \ \text{est} \ \text{équivalente} \ \grave{a} \ \text{un}$  interrupteur ouvert.



Loi d'Ohm  $i_1(0^+) = i_2(0^+) = \frac{E}{R_1 + R_2}$ 

2. En régime permanent, L est équivalente à un interrupteur fermé



<u>Diviseur de courant</u> (schéma de gauche) :  $I = \frac{R_2}{R + R_2} I_1$ 

Association de R et  $R_2$  en parallèle :  $R_{\acute{e}q} = \frac{RR_2}{R + R_2}$ 

Loi d'Ohm (schéma de droite) :  $I_1 = \frac{E}{R_1 + R_{\acute{e}q}}$ 

$$I_{1} = \frac{E}{R_{1} + \frac{RR_{2}}{R + R_{2}}} = \frac{R + R_{2}}{R_{1} \left(R + R_{2}\right) + RR_{2}} E \text{ soit } \underbrace{\left[I_{1} = \frac{R + R_{2}}{R_{1}R + R_{1}R_{2} + RR_{2}} E\right]}$$

Donc: 
$$I = \frac{R_2}{R + R_2} \frac{R + R_2}{R_1 (R + R_2) + RR_2} E$$
 soit  $I = \frac{R_2}{R_1 R + R_1 R_2 + RR_2} E$ 

$$\frac{ \text{Loi des nœuds} : \ I_2 = I_1 - I = \frac{R + R_2}{R_1 R + R_1 R_2 + R R_2} E - \frac{R_2}{R_1 R + R_1 R_2 + R R_2} E }{ I_2 = \frac{R}{R_1 R + R_1 R_2 + R R_2} E }$$

3. Pour t > 0, K est fermé.

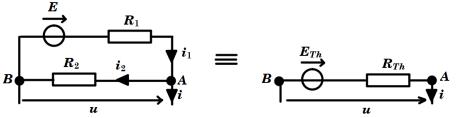


Schéma de gauche:

Loi d'Ohm :  $u = R_2 i_2$  (1)

Loi des mailles et loi d'Ohm :  $u = E - R_1 i_1$  (2)

Loi des nœuds :  $i_1 = i + i_2$  (3)

$$(2) \text{ et } (3) : u = E - R_1 \left( i + i_2 \right) \text{ et } (1) : i_2 = \frac{u}{R_2} \text{ soit } u = E - R_1 \left( i + \frac{u}{R_2} \right)$$

$$u = E - R_1 i - R_1 \frac{u}{R_2} \Leftrightarrow u \left( 1 + \frac{R_1}{R_2} \right) = E - R_1 i \Leftrightarrow u \left( \frac{R_1 + R_2}{R_2} \right) = E - R_1 i$$

$$u = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E - \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} i$$

> Schéma de droite : modèle de Thévenin

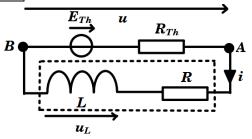
Loi des mailles et loi d'Ohm :  $u = E_{Th} - R_{Th}i$ 

- ightharpoonup Identification :  $E_{Th} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E$  et  $R_{Th} = \frac{R_1}{R_1} R_2$
- 4. Loi des mailles et loi d'Ohm:

$$u(t) = E_{Th} - R_{Th}i(t)$$

 $u(t) = E_{Th} - R_{Th} \iota(t)$ Loi des mailles et loi d'Ohm:

$$u(t) = Ri(t) + u_L(t)$$



Pour l'inductance :  $u_L(t) = L \frac{di(t)}{dt}$ 

$$\begin{split} E_{Th} - R_{Th}i(t) &= Ri(t) + L\frac{di(t)}{dt} \Leftrightarrow L\frac{di(t)}{dt} + (R + R_{Th})i(t) = E_{Th} \\ &\frac{L}{R + R_{Th}}\frac{di(t)}{dt} + i(t) = \frac{E_{Th}}{R + R_{Th}} \Leftrightarrow \tau\frac{di(t)}{dt} + i(t) = I \\ &\text{avec} \boxed{\tau = \frac{L}{R + R_{Th}} \text{ et } I = \frac{E_{Th}}{R + R_{Th}}} \end{split}$$

N.B.: on retrouve pour I l'expression déterminée à la question 2!

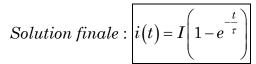
5. Résolution de l'équation différentielle :

Solution de l'ess $m: i(t) = K e^{-\frac{t}{\tau}}$ 

Solution particulière : i(t) = cste = I

Solution complète:  $i(t) = K e^{-\frac{t}{\tau}} + I$ 

Condition initiale: i(0) = K + I et  $i(0^+) = 0$  soit K = -I



6. Allure de i(t) ci-contre

