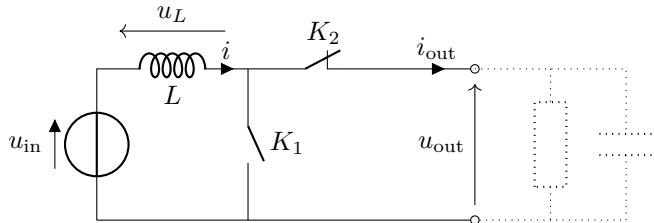


## DM3 : Régimes transitoires – corrigé

**Exercice 1 : CONVERTISSEUR BOOST**


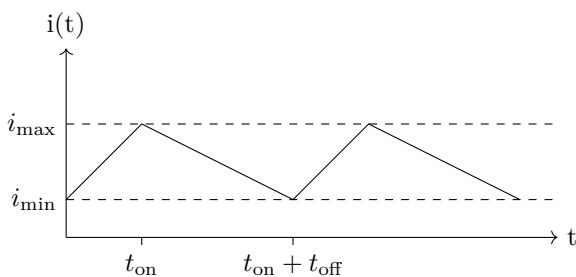
1. Lorsque  $K_1$  est fermé, on a  $u_L = u_{in} = L \frac{di}{dt}$ . Donc  $\boxed{\frac{di}{dt} = \frac{u_{in}}{L}}$ .
2. D'après la question précédente,  $\frac{di}{dt}$  est une constante, donc  $i(t) = \frac{u_{in}}{L}t + A$  où  $A$  est une constante. La condition  $i(0) = i_{min}$  donne  $A = i_{min}$ . Donc finalement  $\boxed{i(t) = i_{min} + \frac{u_{in}}{L}t}$  Au moment où l'interrupteur  $K_1$  se ferme,  $t = t_{on}$  et donc :

$$\boxed{i_{max} = i_{min} + \frac{u_{in}t_{on}}{L}} \quad (1)$$

3. Lorsque  $K_1$  est ouvert,  $K_2$  est fermé, la loi des mailles donne  $u_L = u_{in} - u_{out} = L \frac{di}{dt}$ , donc  $\boxed{\frac{di}{dt} = \frac{u_{in} - u_{out}}{L}}$ .
4. Comme dans la question 2, on intègre  $\frac{di}{dt}$  et on utilise  $i(t_{on}) = i_{max}$  pour trouver :

$$\boxed{i(t) = i_{max} + \frac{u_{in} - u_{out}}{L}(t - t_{on})} \quad (2)$$

5. L'énoncé indique que l'intensité  $i$  évolue de façon périodique, donc  $i(T = t_{on} + t_{off}) = i(0) = i_{min}$ . On obtient l'évolution suivante :



6. La condition donnée à la question précédente implique que  $\boxed{u_{out} = u_{in} \frac{1}{1-r}}$ . Comme  $0 < r < 1$ , on a bien  $\boxed{u_{out} > u_{in}}$ .
7. D'après la question 2, on a  $\Delta i = \frac{u_{in}t_{on}}{L}$ , on en déduit la formule demandée pour  $i(t)$  :

$$\boxed{i(t) = i_{min} + \frac{\Delta i}{t_{on}}t} \quad (3)$$

En utilisant le résultat de la question 6, on peut montrer que  $u_{in} - u_{out} = -\frac{r}{1-r}u_{in}$ , en utilisant la même expression de  $\Delta i$  qu'à la question précédente, on finit par trouver la formule demandée. (il faut utiliser  $t_{on} = rT$  et  $t_{off} = (1-r)T$ ).

8. Pendant la phase où  $K_1$  est fermé, l'énergie fournie par le générateur est

$$E_{\text{on}} = \int_0^{t_{\text{on}}} u_{\text{in}} i(t) dt = u_{\text{in}} i_{\text{min}} t_{\text{on}} + \frac{1}{2} u_{\text{in}} t_{\text{on}} \Delta i$$

Pendant la phase où  $K_1$  est ouvert, le générateur fournit l'énergie :

$$E_{\text{off}} = \int_{t_{\text{on}}}^{t_{\text{on}}+t_{\text{off}}} u_{\text{in}} i(t) dt = u_{\text{in}} i_{\text{min}} t_{\text{off}} + \frac{1}{2} u_{\text{in}} t_{\text{off}} \Delta i$$

Sur un cycle complet, le générateur fournit l'énergie :

$$E_g = E_{\text{on}} + E_{\text{off}} = u_{\text{in}} i_{\text{min}} T + \frac{1}{2} u_{\text{in}} T \Delta i \quad (4)$$

9. On trouve que l'énergie consommée par le circuit pendant un cycle complet est égale à l'énergie consommée pendant la phase où  $K_1$  est ouvert, et vaut :

$$\begin{aligned} E_{\text{out}} &= \int_{t_{\text{on}}}^{t_{\text{on}}+t_{\text{off}}} u_{\text{out}} i(t) dt = u_{\text{out}} i_{\text{min}} t_{\text{off}} + \frac{1}{2} u_{\text{out}} t_{\text{off}} \Delta i \\ &= u_{\text{in}} i_{\text{min}} T + \frac{1}{2} u_{\text{in}} T \Delta i = E_g \end{aligned}$$

en utilisant la relation de la question 6 entre  $u_{\text{in}}$  et  $u_{\text{out}}$ .

Le rendement du système est donc égal à 1, ce qui n'est pas étonnant car il n'y a aucune source de dissipation d'énergie dans le circuit étudié, c'est un cas idéal, dans la réalité le rendement sera strictement inférieur à 1, de l'ordre de 80 % pour ce type de convertisseur.

## Exercice 2 : DÉCHARGE D'UN CONDENSATEUR DANS UN CIRCUIT RC PARALLÈLE

1. L'interrupteur est en position A. L'application de la loi des mailles dans la maille de gauche, avec la loi d'Ohm sur la résistance  $r$  donne

$$E = ri + u_1 \quad (1)$$

Avec  $i$  l'intensité du courant qui circule dans la maille dans le sens horaire. On a également dans  $C_1$ ,  $i = C_1 \frac{du_1}{dt}$ . Ce qui permet d'aboutir à l'équation différentielle

$$\frac{du_1}{dt} + \frac{1}{rC_1} u_1 = \frac{E}{rC_1} \quad (2)$$

2. La solution générale de l'équation homogène associée est :

$$u_{1,h}(t) = Ae^{-t/\tau_1} \quad (3)$$

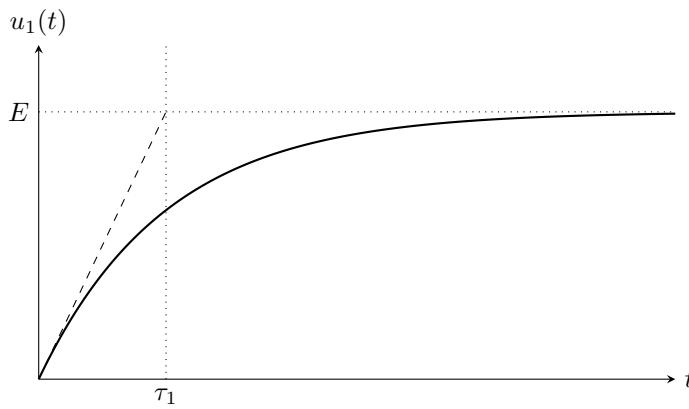
avec  $\tau_1 = rC_1$ . La solution particulière est la constante  $u_{1,p} = E$  et donc la solution générale de l'équation (2) est

$$u_1(t) = E + Ae^{-t/\tau_1} \quad (4)$$

On détermine  $A$  à partir de la condition initiale  $u_1(0) = 0$ , soit  $A = -E$ . Donc finalement, on a

$$u_1(t) = E \left( 1 - e^{-t/\tau_1} \right) \quad (5)$$

3. Allure de  $u_1(t)$  :

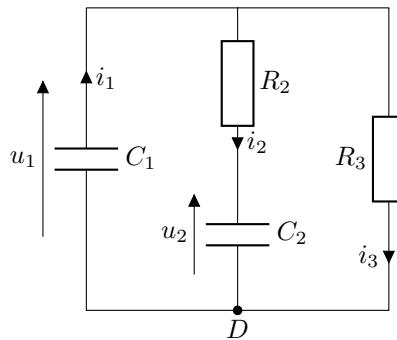


4. Le condensateur est chargé lorsque  $u_1(t_1) = 0.999E$ , soit

$$e^{-t_1/\tau_1} = 10^{-3} \quad \text{soit} \quad t_1 = \tau_1 \ln(10^3) \approx 2,07 \times 10^{-6} \text{ s} \quad (6)$$

5. On a  $t_2 \gg t_1$ , donc au bout de  $t_2$  le condensateur est totalement chargé et  $\boxed{u_1(t_2) = E = 15,0 \text{ V}}$ .

6. On commence par établir un schéma du circuit étudié dans cette partie :



On écrit les lois du circuit et des composants :

- Loi des nœuds :  $i_1 = i_2 + i_3$  ;
- Loi des mailles + loi d'Ohm sur  $R_2$  :  $u_1 = u_2 + Ri_2$  ;
- Loi d'Ohm sur  $R_3$  :  $u_1 = Ri_3$  ;
- Lois des condensateurs :  $i_1 = -C_1 \frac{du_1}{dt}$  et  $i_2 = C_2 \frac{du_2}{dt}$ .

On a alors

$$C_2 \frac{du_2}{dt} = i_2 = i_1 - i_3 = -C_1 \frac{du_1}{dt} - \frac{u_1}{R} \quad (7)$$

$$= -C_1 \frac{du_2}{dt} - C_1 R \frac{di_2}{dt} - \frac{u_2}{R} - \frac{R_2}{R} i_2 \quad (8)$$

$$= -C_1 \frac{du_2}{dt} - C_1 C_2 R \frac{d^2 u_2}{dt^2} - \frac{u_2}{R} - \frac{R}{R} C_2 \frac{du_2}{dt} \quad (9)$$

soit finalement

$$\frac{d^2 u_2}{dt^2} + \frac{du_2}{dt} \frac{1}{R} \frac{2C_2 + C_1}{C_2 C_1} + \frac{1}{C_1 C_2 R^2} u_2 = 0 \quad (10)$$

Et on a donc par identification

$$U = 0 \quad \omega_0 = \frac{1}{R\sqrt{C_1 C_2}} \quad \text{et} \quad Q = \frac{\sqrt{C_1 C_2}}{2C_2 + C_1} \quad (11)$$

7. Pour montrer qu'il ne peut pas y avoir d'oscillation, il faut montrer que l'on a toujours  $Q < \frac{1}{2}$ . Notons  $C_2 = xC_1$ , avec  $x > 0$ . On a alors  $Q = \frac{\sqrt{x}}{2+x} = \frac{1}{2} \frac{\sqrt{x}}{1+x/2}$ . Or  $1 + \frac{x}{2} - \sqrt{x} = (1 - \sqrt{x}/2)^2 + \frac{x}{4} > 0$ , donc quel que soit  $x > 0$ ,  $\frac{\sqrt{x}}{1+x/2} < 1$  et  $\boxed{Q < \frac{1}{2}}$  et il ne peut pas y avoir d'oscillation.

8. Avec les données de l'énoncé, on a  $C = \frac{C_1}{3} = 10 \text{ nF}$  et  $\tau = 6RC = 0,6 \text{ ms}$

9. L'équation différentielle devient

$$\frac{d^2u_2}{dt^2} + \frac{7}{\tau} \frac{du_2}{dt} + \frac{6}{\tau^2} u_2 = 0 \quad (12)$$

Le discriminant de l'équation caractéristique est  $\Delta = \frac{25}{\tau^2}$ . Et donc  $\sqrt{\Delta} = \frac{5}{\tau}$ . Et les solutions de l'équation caractéristique sont  $r_1 = \frac{-6}{\tau}$  et  $r_2 = -\frac{1}{\tau}$ . La solution générale de l'équation différentielle est

$$u_2(t) = Ae^{-\frac{6t}{\tau}} + Be^{-\frac{t}{\tau}} \quad (13)$$

On détermine les valeurs de  $A$  et  $B$  à partir des conditions initiales :

- la tension  $u_2(t)$  est continue, et donc  $u_2(0^+) = u_2(0^-) = 0$  car le condensateur  $C_2$  est initialement déchargé ;
- la tension  $u_1(t)$  est continue, et donc  $u_1(0^+) = u_1(0^-) = E$  car le condensateur  $C_1$  est initialement chargé.

La loi des mailles et la loi d'Ohm donnent alors  $i_2(0^+) = C_2 \frac{du_2}{dt}(0^+) = \frac{E}{R}$ .

On doit donc résoudre le système

$$\begin{cases} A + B = 0 \\ -\frac{6A}{\tau} - \frac{B}{\tau} = \frac{E}{R} \end{cases} \quad (14)$$

Et après résolution, on trouve

$$u_2(t) = \frac{3E}{5} \left( e^{-\frac{t}{\tau}} - e^{-\frac{6t}{\tau}} \right) \quad (15)$$

10. La loi des mailles et la loi d'Ohm dans la résistance  $R_2$  permettent d'écrire

$$u_1(t) = u_2(t) + Ri_2(t) = u_2(t) + 2RC \frac{du_2}{dt} = u_2(t) + \frac{\tau}{3} \frac{du_2}{dt} \quad (16)$$

Et on trouve finalement

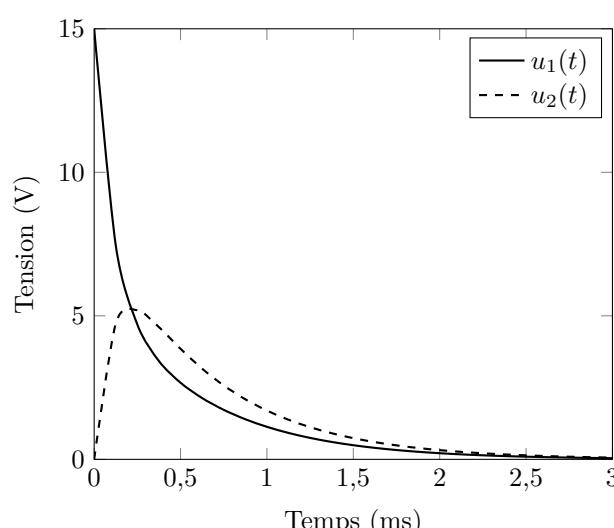
$$u_1(t) = \frac{E}{5} \left( 3e^{-\frac{6t}{\tau}} + 2e^{-\frac{t}{\tau}} \right) \quad (17)$$

11. La fonction  $u_1(t)$  est la somme de deux exponentielles décroissantes, c'est donc de manière évidente une fonction décroissante du temps. On s'y attendait car le condensateur  $C_1$  se décharge au cours du temps (et il n'y a pas d'oscillations)

Pour  $u_2(t)$ , on peut penser qualitativement que le condensateur  $C_2$  partant d'une tension nulle, il va se charger, puis finira par se décharger à cause des résistances. On calcule la dérivée de  $u_2(t)$  :

$$\frac{du_2}{dt} = \frac{3E}{5\tau} \left( 6e^{-\frac{6t}{\tau}} - e^{-\frac{t}{\tau}} \right) \quad (18)$$

On trouve que  $\frac{du_2}{dt}$  s'annule pour une seule valeur de  $t$  :  $t_m = \frac{\tau \ln(6)}{5}$ . Comme  $u_2(t) > 0$  quel que soit  $t$  et  $u_2(0) = u_2(\infty) = 0$ . On en déduit que  $u_2(t)$  est une fonction croissante puis décroissante. On a les allures suivantes :



12. On applique la loi des noeuds au point  $D$  et on la multiplie par  $u_1$ . On obtient alors

$$u_1 i_1 = u_2 i_2 + u_1 i_3 \quad (19)$$

En utilisant la loi des mailles et la loi d'Ohm, on obtient le bilan de puissance suivant

$$\underbrace{u_1 i_1}_{-P_{C_1}} = \underbrace{u_2 i_2}_{P_{C_2}} + \underbrace{R_2 i_2^2}_{P_{R_2}} + \underbrace{R_3 i_3^2}_{P_{R_3}} \quad (20)$$

La puissance cédée par le condensateur  $C_1$  ( $-P_{C_1}$ ) est égale à la somme des puissances reçues par les trois autres dipôles.

13. — La puissance consommée par  $C_1$  est toujours négative, car il se décharge, elle est donc représentée par la courbe 1 .
- La puissance consommée par une résistance est toujours positive, donc la puissance consommée par  $R_3$  est représentée par la courbe 3
- La puissance consommée par  $C_2$  est d'abord positive (il se charge) puis négative (il se décharge) et correspond donc à la courbe 2
14. Le condensateur  $C_2$  se comporte d'abord comme un récepteur, puis comme un générateur .