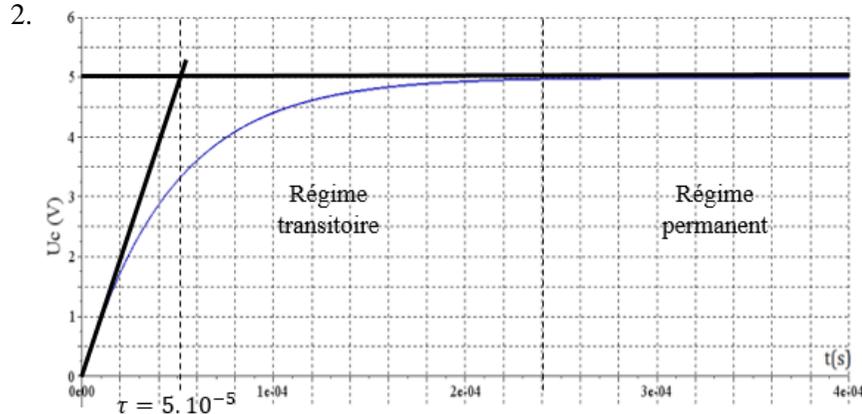


TD Circuits du 1^{er} ordre - Correction

Exercice 1 : Étude d'un circuit RC (35, 39)

1. On attend $\tau = RC = 2,35 \cdot 10^{-5} s$



3. Le GBF n'est pas parfait, il a une résistance en série R_g tel que $(R_g + R)C = 5 \cdot 10^{-5}$ alors $R_g = 56 \Omega$.

Exercice 2 : Circuit avec deux sources (36, 37, 38)

1. a. L'interrupteur ouvert impose $i_2(0^-) = 0$.
La loi des nœuds conduit à $i_1(0^-) = i(0^-)$.
Le régime continu étant établi depuis suffisamment longtemps pour $t < 0$, le condensateur se comporte comme un interrupteur ouvert. D'où $i_1(0^-) = i(0^-) = 0$.
Le condensateur ayant été chargé sous la tension continue E_1 , on en déduit que $u_C(0^-) = E_1$.
b. Comme la charge aux bornes d'un condensateur est une fonction continue du temps, on a $u_C(0^+) = u_C(0^-) = E_1$.
La loi des mailles dans la première branche ($E_1 - R_1 i_1(0^+) - u_C(0^+) = 0$) conduit à $i_1(0^+) = 0$.

La loi des mailles dans la seconde branche ($E_2 - R_2 i_2(0^+) - u_C(0^+) = 0$) conduit à : $i_2(0^+) = \frac{E_2 - E_1}{R_2}$

La loi des nœuds conduit à : $i(0^+) = i_1(0^+) + i_2(0^+) = \frac{E_2 - E_1}{R_2}$

c. Lorsque $t = \infty$, le condensateur est à nouveau en régime permanent continu : il se comporte comme un interrupteur ouvert, d'où $i(\infty) = 0$.
Alors $i_1(\infty) = -i_2(\infty) = \frac{E_1 - E_2}{R_1 + R_2}$.

Et la loi des nœuds donne $u_C(\infty) = E_1 - R_1 i_1(\infty) = E_1 - R_1 \frac{E_1 - E_2}{R_1 + R_2} = \frac{R_1 E_2 - R_2 E_1}{R_1 + R_2}$

2. La loi des mailles dans le circuit donne $u_C(t) = E_1 - R_1 i_1(t) = E_2 - R_2 i_2(t)$ alors on a $i_2(t) = \frac{E_1 - R_1 i_1(t) - E_2}{R_2} = i(t) - i_1(t)$ donc $i(t) = \frac{E_1 - R_1 i_1(t) + R_2 i_1(t) - E_2}{R_2}$ alors on trouve $i_1(t) = \frac{R_2 i(t) + E_2 - E_1}{-R_1 + R_2}$.

Donc $u_C(t) = E_1 - R_1 \frac{R_2 i(t) + E_2 - E_1}{-R_1 + R_2}$.

$\frac{E}{RC} = \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C}{RC} \Leftrightarrow \frac{E}{\tau} = \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C}{\tau}$ avec $E = \frac{R_1 E_2 + R_2 E_1}{R_1 + R_2}$ et $R = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2}$

3. On résout l'équation différentielle : $u_C(t) = A \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + E$
Avec les conditions initiales on a $A = \frac{R_1(E_1 - E_2)}{R_1 + R_2} = u_C(0^+) - u_C(\infty)$
4. On a $u_C(t) = (u_C(0^+) - u_C(\infty)) \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + u_C(\infty)$
Toutes les grandeurs électriques de ce circuit d'ordre 1 évoluent de la même manière, c'est-à-dire suivant la loi temporelle :

$$x(t) = (x(0^+) - x(\infty)) \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + x(\infty)$$

Avec la question 1 on trouve : $i_1(t) = \left(\frac{E_1 - E_2}{R_1 + R_2}\right) (1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right))$,

$i_2(t) = \left(\frac{E_2 - E_1}{R_1 + R_2}\right) + \frac{E_2 - E_1}{R_1 + R_2} \frac{R_1}{R_2} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ et $i(t) = \left(\frac{E_2 - E_1}{R_2}\right) \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$

Exercice 3 : Double condensateur (28, 29, 38, 42)

1. Les deux condensateurs sont orientés en convention récepteur : $i = C_1 \frac{du_{C1}}{dt} = C_2 \frac{du_{C2}}{dt}$

La loi des mailles donne $u_{C1} + u_{C2} + Ri = 0$. On dérive l'équation et on obtient alors $i \left(\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} \right) + R \frac{di}{dt} = 0 \Leftrightarrow \frac{di}{dt} + \frac{i}{\tau} = 0$ alors $i(t) =$

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

La loi de mailles à $t = 0^+$ donne donc $u_{C1}(0^+) + u_{C2}(0^+) + Ri(0^+) = 0$ alors $i(0^+) = A = -\frac{Q_0}{RC_1}$.

2. Les conventions récepteurs des condensateurs entraînent : $i = \frac{dQ_1}{dt} = \frac{dQ_2}{dt}$. Alors $Q_1(t) = \frac{Q_0\tau}{RC_1} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + cst_1$ et $Q_2(t) = \frac{Q_0\tau}{RC_1} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + cst_2$

3. La puissance reçue par un condensateur est $P = \frac{d}{dt} \left(\frac{Q^2}{2C} \right)$, d'où l'énergie reçue pendant l'intervalle de temps dt : $dW = P \cdot dt$. Pour avoir l'énergie totale reçue, on intègre dW entre $t_i = 0$ et t_f alors $W_1 = \int_{t_i}^{t_f} \frac{d}{dt} \frac{Q_1^2}{2C_1} dt = \left[\frac{Q_1^2}{2C_1} \right] = \frac{1}{2C_1} (Q_1^2(t_f) - Q_1^2(0))$ et $W_2 = \frac{1}{2C_2} (Q_2^2(t_f))$

4. L'énergie reçue par la résistance pendant dt est $dW = Ri^2 dt$, d'où l'énergie reçue entre $t_i = 0$ et t quelconque : $W_R = \int_{t_i}^{t_f} Ri^2 dt = \frac{Q_0^2}{RC_1^2} \int \exp\left(-\frac{2t}{\tau}\right) dt = \frac{Q_0^2 C_2}{2C_1(C_1+C_2)} (\exp\left(-\frac{2t}{\tau}\right) - 1)$

Exercice 4 : Oscilloscope en mode « AC » (40)

Les deux entrées de l'oscilloscope sont attaquées par un échelon de tension d'amplitude $7V$. La réponse de l'entrée Y_1 est « instantanée », alors que celle de l'entrée Y_2 ne l'est pas. Le signal mesuré revient exponentiellement à sa valeur

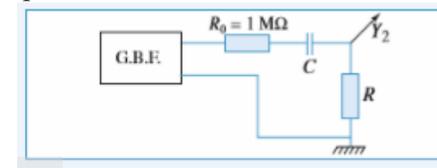
initiale après avoir eu une discontinuité de $7V$. Ce résultat est compatible avec le document 1 donné des entrées.

Pour Y_1 , l'influence de la résistance R est nulle car l'impédance de sortie du GBF est négligeable.

Pour Y_2 , un signal crête attaque un circuit RC.

La valeur de la constante de temps peut être mesurée à partir du temps de demi-décroissance $t_{1/2} = RC \ln 2$. Ici $t_{1/2} \approx 0,05s$ soit $RC \approx 70 ms$.

L'entrée Y_1 n'est pas modifiée par rapport à la première mesure. Pour l'entrée Y_2 , on a le schéma équivalent :



Le signal Y_2 présente un pic de tension d'amplitude légèrement inférieure à $4V$ avec une décroissance exponentielle de temps de demi-décroissance $t_{1/2} \approx 0,1s$. L'amplitude permet de calculer R , par un pont diviseur : $E_0 = 7V$ et $\frac{R}{R+R_0} = \frac{4}{7}$ alors $R = 1,3M\Omega$

Le nouveau temps de décroissance permet d'obtenir : $(R + R_0)C \approx 140 ms$.

Combiné avec la valeur RC obtenue à la première mesure, ceci donne : $R \approx R_0 = 1M\Omega$ et $C = 0,14 \mu F$.

Vu la précision des mesures, les deux valeurs de R sont bien compatibles.