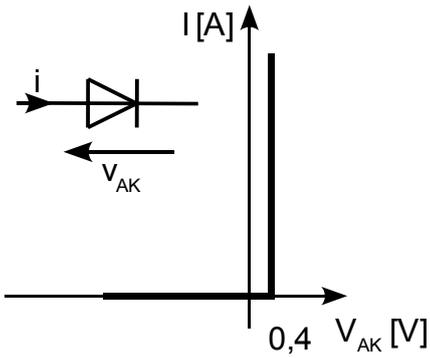


Exercice n°1 : Diode

Une diode a les caractéristiques suivantes :



1- Est-ce la caractéristique d'une diode réelle, parfaite ou idéale ?

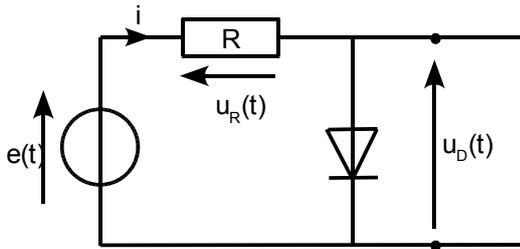
Diode idéale car $V_S = 0,4 V$

2- Expliquer brièvement le fonctionnement de cette diode.

Si $V_S < 0,4 V$; diode bloquée \leftrightarrow interrupteur fermé

Si $V_S \geq 0,4 V$; diode passante \leftrightarrow générateur $u_D = 0,4 V$

3- On utilise le montage ci-dessous. La résistance $R = 1000 \Omega$. Représenter en concordance des temps les tensions u_R et u_D .



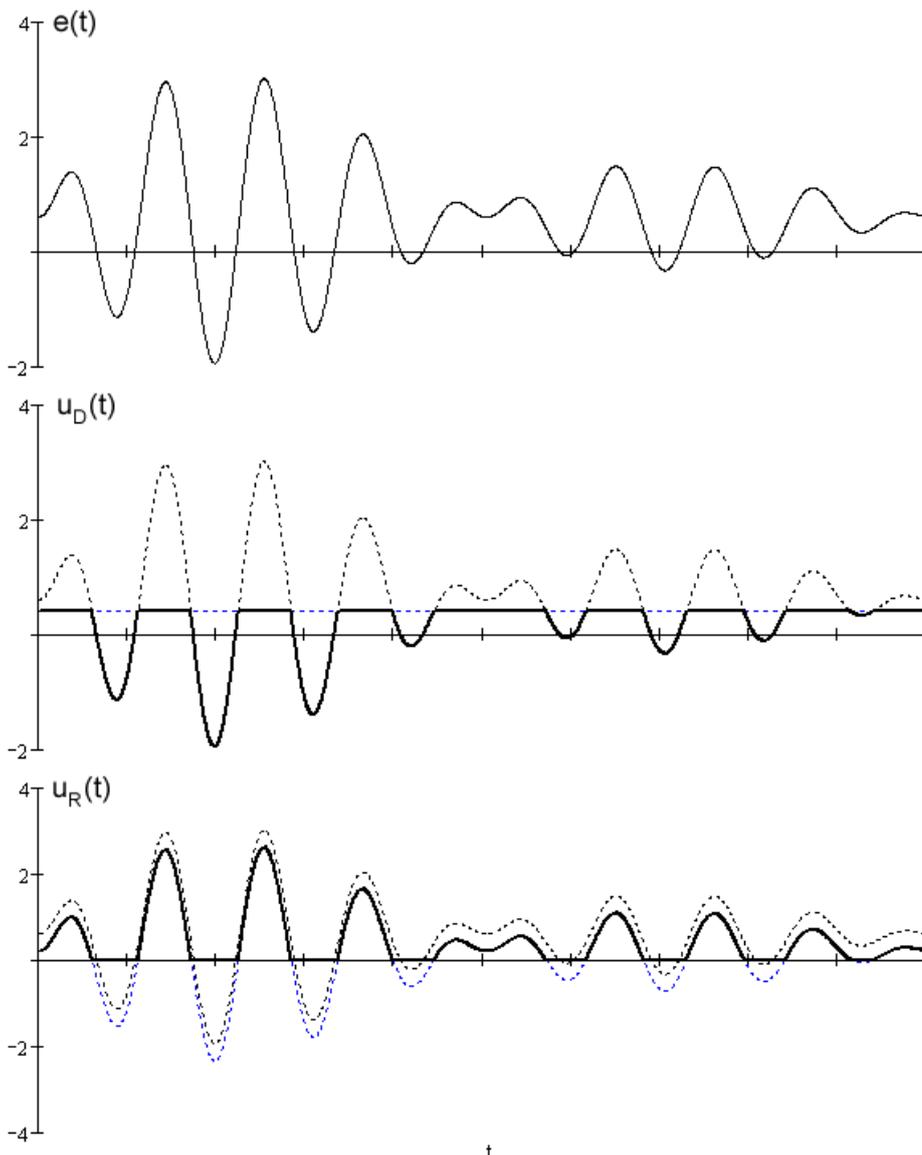
Loi des mailles : $e(t) = u_R(t) + u_D(t)$

Si la diode est passante, $u_D = V_S = 0,4 V$ et

$$u_R(t) = e(t) - 0,4$$

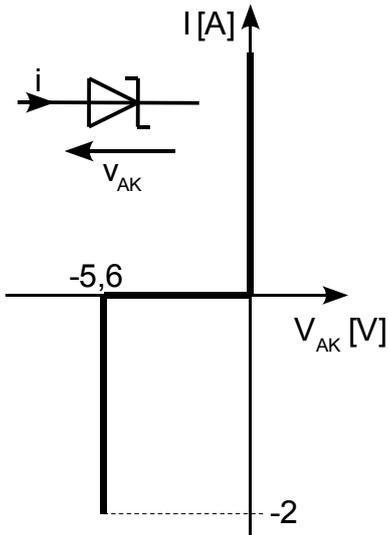
Si la diode est bloquée, $u_R = 0$ et

$$u_D(t) = e(t)$$



Exercice n°2 :

Une diode zéner supposée parfaite a la caractéristique ci-dessous.



Fonctionnement :

La tension de zéner est de 5,6 V. On utilise les diodes zéner pour obtenir une tension régulée.

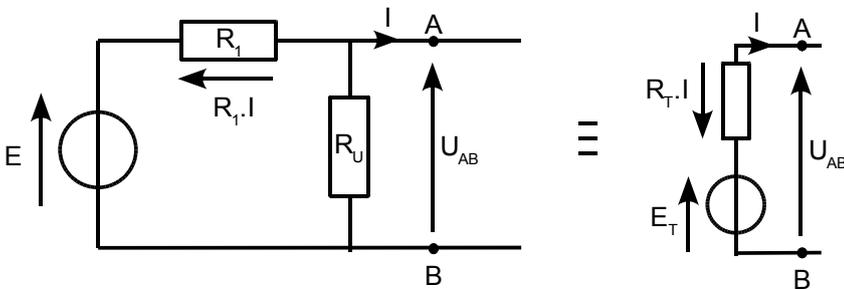
Si $V_{AK} \geq 0$ V on peut remplacer la diode zéner par un interrupteur fermé.

Si $-5,6$ V < V_{AK} < 0 V on peut remplacer la diode zéner par un interrupteur ouvert.

Si $V_{AK} = -5,6$ V , on peut remplacer la diode zéner par un générateur.

Quelle doit-être la tension minimale E_{MIN} pour que la diode commence à réguler ?

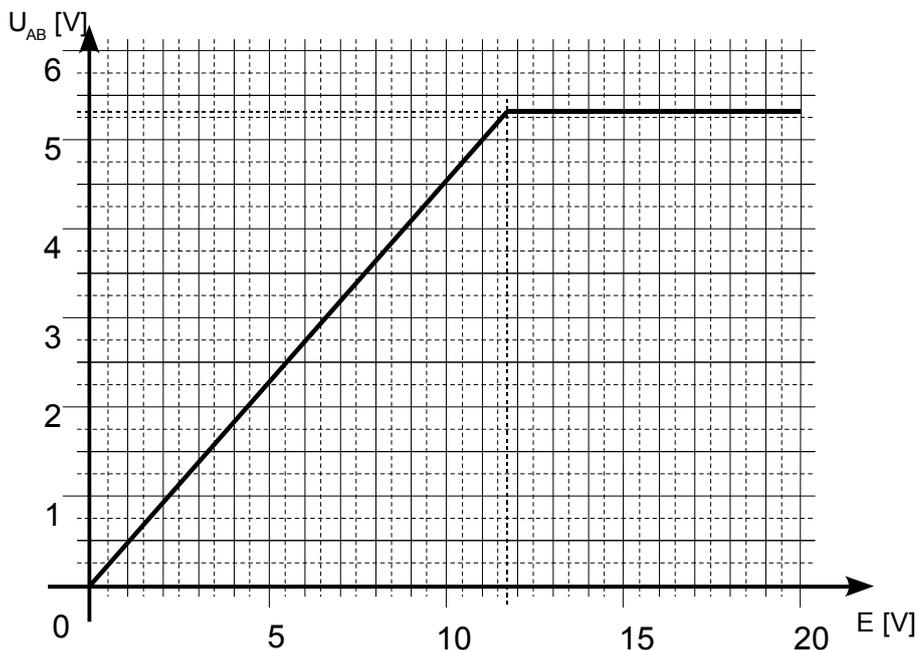
On suppose que la diode zéner est bloquée. On obtient le schéma suivant :



et en utilisant le théorème de Thévenin, on obtient le schéma ci-dessous avec :

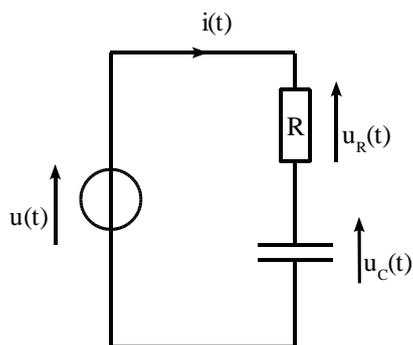
$$U_{AB} = E_T = \frac{R_U}{R_U + R_1} \cdot E \quad \text{et} \quad R_T = \frac{R_1 \cdot R_U}{R_1 + R_U} \quad \text{et} \quad U_{AB} = E_T - R_T \cdot I$$

Pour que la diode commence à réguler, il faut que $U_{AB} \geq 5,6$ V soit $\frac{R_U}{R_U + R_1} \cdot E \geq 5,6 \Rightarrow E \geq \frac{R_U + R_1}{R_U} \cdot 5,6$
 soit $E \geq 11,82$ V. D'ou, si $E < 11,82$ V., $U_{AB} = E_T$ et si $E \geq 11,82$ V, $U_{AB} = V_Z = 5,6$ V



Exercice n°3 :

On réalise le montage ci-contre. La tension $u(t)$ périodique carrée est représentée ci-dessous.



1- Établir l'expression de u en fonction de R, C et u_C .

$$u(t) = u_R(t) + u_C(t) \quad \text{or} \quad u_R(t) = R \cdot i(t) \quad \text{et} \quad i(t) = C \cdot \frac{d u_C(t)}{dt} \quad \text{d'où}$$

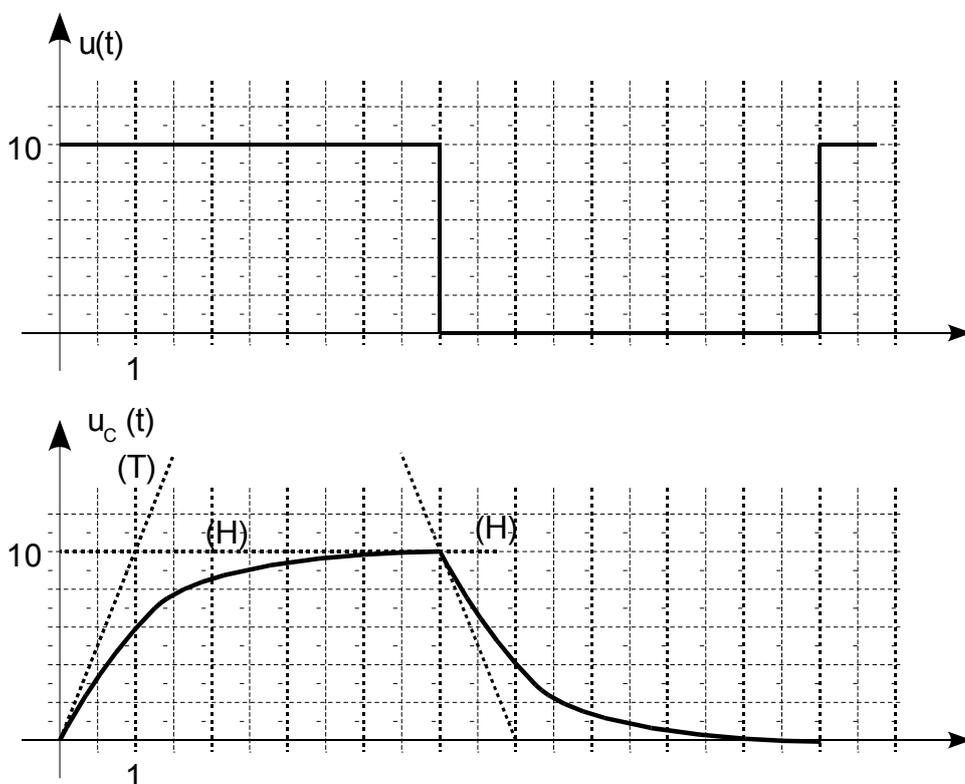
$$u(t) = RC \cdot \frac{d u_C(t)}{dt} + u_C(t) .$$

On pose $\tau = RC$ [s] la constante de temps du circuit.

2- Représenter l'allure de la tension $u_C(t)$.

L'intersection entre la tangente à l'origine (T) et l'asymptote horizontale (H) détermine la constante de temps τ .

Après une durée de τ , $u_C(\tau) = 65\% \cdot u$ d'où

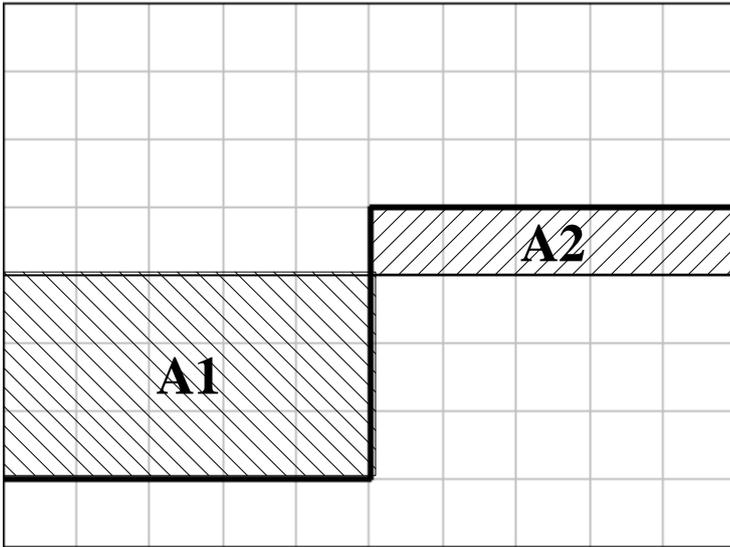


3- Calculer l'énergie W emmagasinée par le condensateur lors de sa charge.

$$W = \frac{1}{2} C \cdot U^2 \quad \text{et} \quad C = \frac{\tau}{R} = \frac{1}{100} = 10 \text{ mF} \quad \text{et} \quad W = \frac{1}{2} \times 10 \cdot 10^{-3} \times 10^2 = 500 \text{ mJ}$$

Exercice n°4 :

Un GBF délivre la tension carrée périodique ci-dessous :



calibres :

2 V/div

1 ms/div

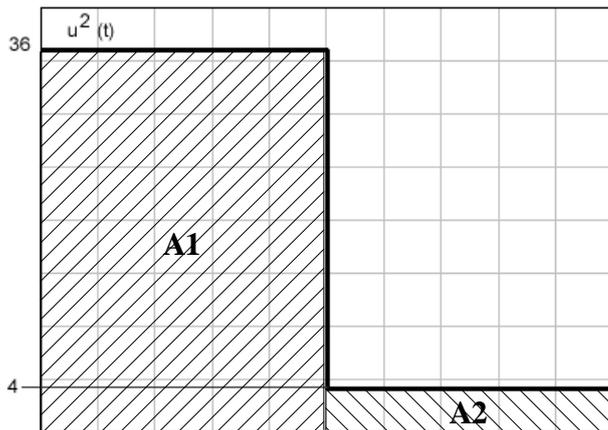
1- On place au bornes du GBF un voltmètre numérique position DC. Quelle type de tension mesure-t-il et quelle valeur affiche-t-il ?

$$\langle u(t) \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T u(t) \cdot dt = \frac{A_1 + A_2}{T} \quad \text{avec} \quad A_1 = [5 \text{ div} \times 1 \cdot 10^{-3} \text{ s/div}] \times [-3 \text{ div} \times 2 \text{ V/div}] = -30 \cdot 10^{-3} \text{ V} \cdot \text{s}$$

$$A_2 = [5 \text{ div} \times 1 \cdot 10^{-3} \text{ s/div}] \times [1 \text{ div} \times 2 \text{ V/div}] = 10 \cdot 10^{-3} \text{ V} \cdot \text{s}$$

La tension moyenne est donc de $\langle u(t) \rangle = \frac{-30 \cdot 10^{-3} + 10 \cdot 10^{-3}}{10 \cdot 10^{-3}} = -2 \text{ V}$

2- On place au bornes du GBF un voltmètre numérique position AC + DC. Quelle type de tension mesure-t-il et quelle valeur affiche-t-il ?



$$U^2 = \frac{1}{T} \int_0^T u^2(t) \cdot dt = \frac{A_1 + A_2}{T}$$

$$A_1 = [5 \text{ div} \times 1 \cdot 10^{-3} \text{ s/div}] \times 36 \text{ V}^2 = 180 \cdot 10^{-3} \text{ V}^2 \cdot \text{s}$$

$$A_2 = [5 \text{ div} \times 1 \cdot 10^{-3} \text{ s/div}] \times 4 \text{ V}^2 = 20 \cdot 10^{-3} \text{ V}^2 \cdot \text{s}$$

La tension efficace TRMS est donc de :

$$U^2 = \frac{180 \cdot 10^{-3} \times 20 \cdot 10^{-3}}{10 \cdot 10^{-3}} = 20 \text{ V}^2 \quad \text{et} \quad U = \sqrt{20} = 4,47 \text{ V}$$

3- On place au bornes du GBF un voltmètre numérique position AC . Quelle type de tension mesure-t-il et quelle valeur affiche-t-il ?

La tension efficace RMS est $U_{TRMS}^2 = U_{RMS}^2 + \langle u(t) \rangle^2 \Rightarrow U_{RMS} = \sqrt{U_{TRMS}^2 - \langle u(t) \rangle^2} = 4 \text{ V}$

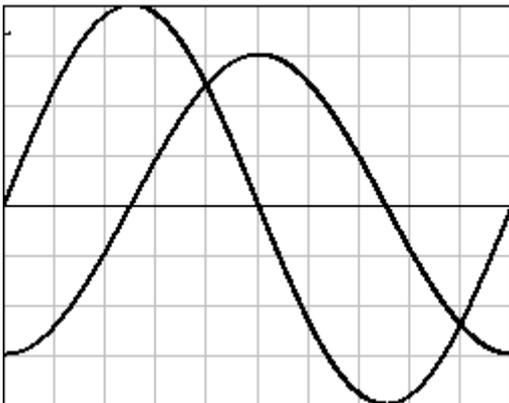
4- Ce signal est-il alternatif ?

Ce signal n'est pas alternatif car $\langle u(t) \rangle$ n'est pas nulle.

Exercice n°5 :

On étudie trois dipôles élémentaires et on visualise à l'oscilloscope l'intensité $i(t)$ [référence des phases] et la tension $u(t)$. Pour chaque oscillogramme, préciser de quel dipôle il s'agit.

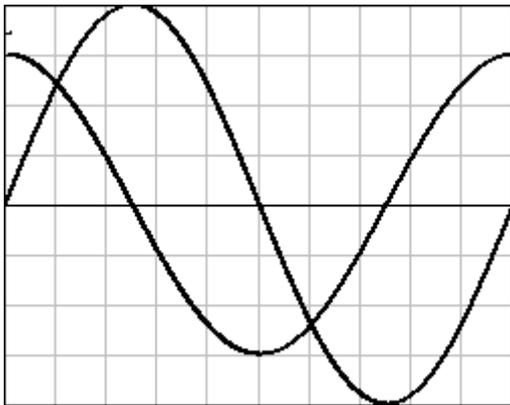
Oscillogramme n°1 :



L'intensité $i(t)$ est en avance par rapport à la tension $u(t)$:

C'est un condensateur et $\underline{Z}_C = \frac{1}{jC\omega} = \left[\frac{1}{C\omega}; -90^\circ \right]$

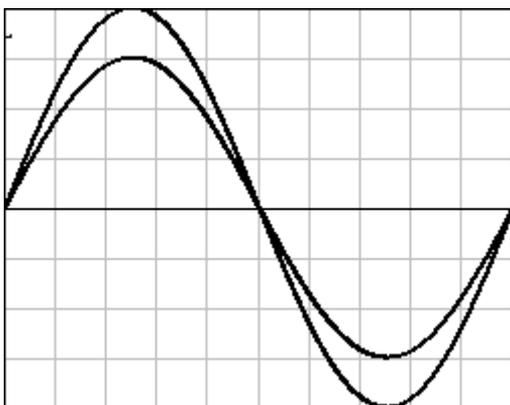
Oscillogramme n°2 :



L'intensité $i(t)$ est en retard par rapport à la tension $u(t)$:

C'est une inductance et $\underline{Z}_L = jL\omega = [L\omega; +90^\circ]$

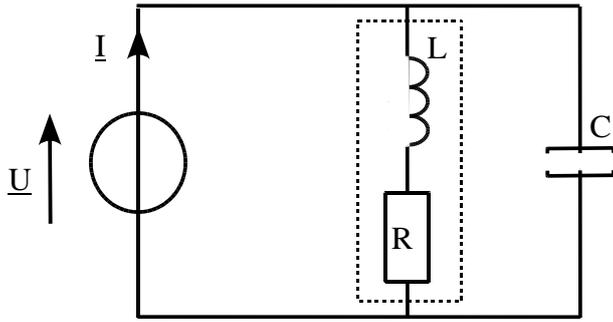
Oscillogramme n°3 :



L'intensité $i(t)$ est en phase avec à la tension $u(t)$:

C'est une résistance et $\underline{Z}_R = R = [R; 0^\circ]$

Exercice n°6 : Impédance équivalente.



Le montage ci-contre est alimenté par une tension alternative sinusoïdale $u(t)$.
 $u(t) = 17 \sin(3141,6t)$.

La résistance $R = 50 \Omega$.
 L'inductance $L = 50 \text{ mH}$
 Le condensateur $C = 1 \mu\text{F}$

1- Montrez que l'impédance équivalente de ce montage est $\underline{Z} = [310,8 \Omega ; +55,1^\circ]$.

On pose : $\underline{Z}_R = [50 \Omega ; 0^\circ]$ et $\underline{Z}_L = [50 \cdot 10^{-3} \times 3141,6 ; +90^\circ]$ et $\underline{Z}_C = \left[\frac{1}{1 \cdot 10^{-6} \times 3141,6} ; -90^\circ \right]$
 $\underline{Z}_L = [157,1 \Omega ; +90^\circ]$ $\underline{Z}_C = [318,3 \Omega ; -90^\circ]$

$$\underline{Z} = \frac{(\underline{Z}_L + \underline{Z}_R) \cdot \underline{Z}_C}{\underline{Z}_R + \underline{Z}_L + \underline{Z}_C} \text{ soit } \underline{Z} = [310,8 \Omega ; +55,1^\circ]$$

2- En déduire alors la valeur de l'intensité \underline{I} .

$$\text{Loi d'ohm : } \underline{U} = \underline{Z} \cdot \underline{I} \Rightarrow \underline{I} = \frac{\underline{U}}{\underline{Z}} = \frac{\left[\frac{17}{\sqrt{2}} ; 0 \right]}{[310,8 ; 55,1^\circ]} = [38,7 \text{ mA} ; -55,1^\circ]$$

($i(t)$ en retard de $55,1^\circ$ par rapport à $u(t)$).

3- Montrez qu'il existe une fréquence de résonance f_0 telle que $f_a = \frac{1}{2\pi} \cdot \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{L}\right)^2}$ et que

cette fréquence n'existe que si $R \leq \sqrt{\frac{L}{C}}$.

$$\underline{Z} = \frac{(jL\omega + R) \cdot \frac{1}{jC\omega}}{R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{R + jL\omega}{(1 - LC\omega^2) + jRC\omega} \text{ soit } \underline{Z} = \frac{[R + jL\omega] \cdot (1 - LC\omega^2) - jRC\omega}{(1 - LC\omega^2)^2 + (RC\omega)^2}$$

$$\underline{Z} = \frac{R[(1 - LC\omega^2) + LC\omega^2] + j\omega(L(1 - LC\omega^2) - R^2C)}{(1 - LC\omega^2)^2 + (RC\omega)^2}$$

Il y a résonance si la partie imaginaire de \underline{Z} est nulle soit :

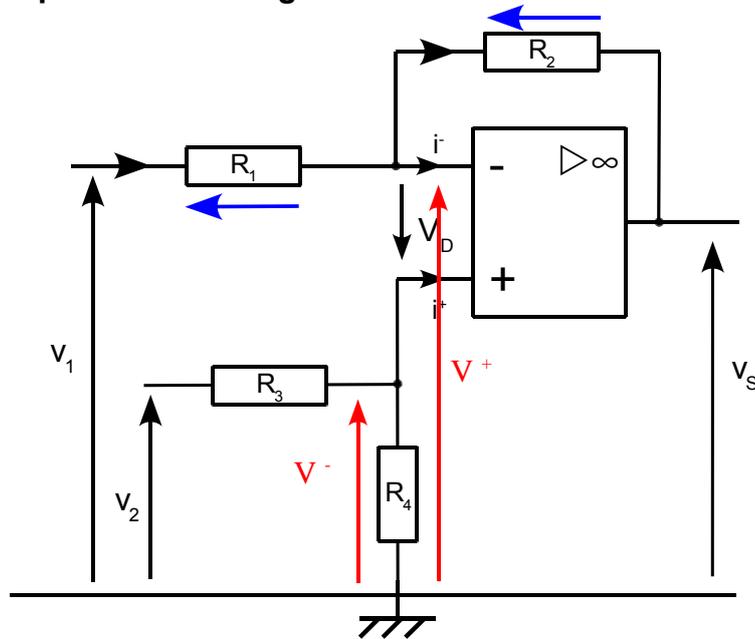
$$L(1 - LC\omega^2) - R^2C = 0 \Rightarrow 1 - LC\omega^2 = \frac{R^2C}{L} \text{ et } \omega^2 = \frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{L}\right)^2$$

La pulsation ω^2 n'existe que si $\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{L}\right)^2 \geq 0 \Leftrightarrow \left(\frac{R}{L}\right)^2 \leq \frac{1}{LC} \Leftrightarrow R \leq \sqrt{\frac{L}{C}}$ et donc, pour cette condition

remplie, on a la fréquence de résonance $f_0 = \frac{1}{2\pi} \cdot \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{L}\right)^2}$

Exercice n° 7 : Amplificateur en régime linéaire.

Montage :



Démonstration :

Hypothèses simplificatrices :

contre-réaction négative → régime linéaire

$$i^+ = i^- = 0 \quad \text{et} \quad V_D = V^+ - V^- = 0 \leftrightarrow V^+ = V^-$$

$$\text{Maille I : } w_2 - S_2 \cdot j - W' = 1 \quad \langle W_E = 1 \text{ le p. } \rangle \quad !j = \frac{w_2 - W'}{S_2}$$

$$\text{Maille II : } w_T + S_3 \cdot j - W' = 1 \quad \langle W_E = 1 \text{ le p. } \rangle \quad !j = \frac{W' - w_T}{S_3}$$

$$\text{En égalisant les deux expressions, on obtient : } W' = \frac{S_3 \cdot w_2 + S_2 \cdot w_T}{S_2 + S_3}$$

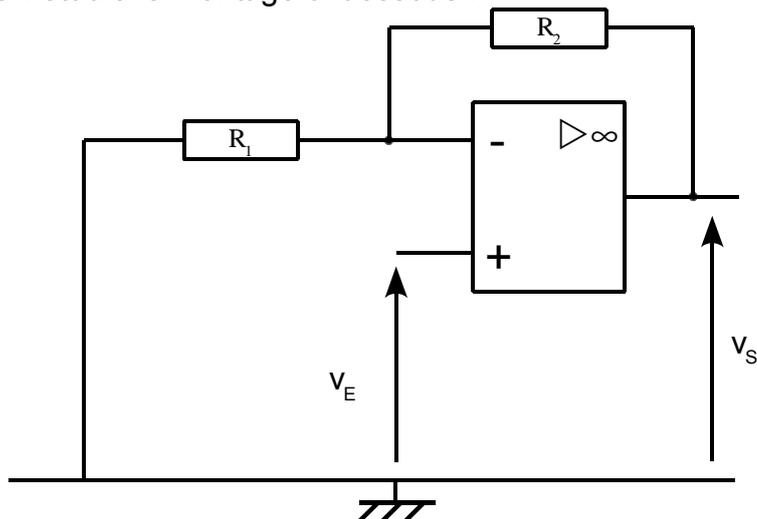
$$\text{En utilisant le diviseur de tensions, } W' = \frac{S_5}{S_4 + S_5} \cdot w_3$$

$$V^+ = V^- \text{ alors } \frac{S_5}{S_4 + S_5} \cdot w_3 = \frac{S_3 \cdot w_2 + S_2 \cdot w_T}{S_2 + S_3} \quad \text{soit} \quad \boxed{w_T = \frac{S_2 + S_3}{S_4 + S_5} \cdot \frac{S_5}{S_2} \cdot w_2 - \frac{S_3}{S_2} \cdot w_3}$$

$$\text{Si } R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = R \text{ alors } \boxed{w_T = w_2 - w_3}$$

Exercice n°8 : AOP

On étudie le montage ci-dessous :



L'amplificateur intégré est considéré comme parfait et est alimenté par une tension symétrique

$$+V_{CC} = 15 \text{ V} ; -V_{CC} = -15 \text{ V}$$

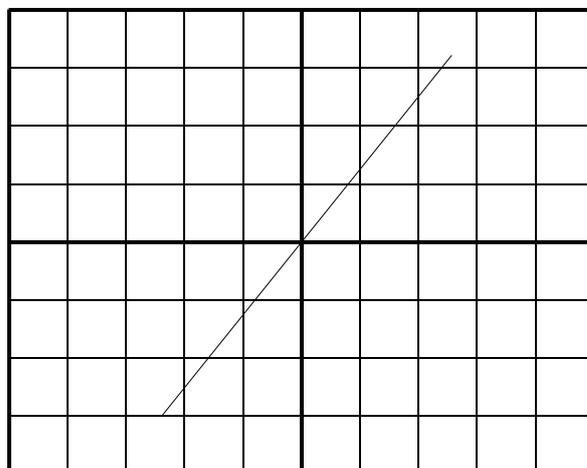
$$R_1 = 10 \text{ k}\Omega ; R_2 = 22 \text{ k}\Omega$$

1- Établir la relation $V_S (V_E)$.

$$V_S = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V_E$$

$$V_{Elim} = \frac{\pm 15}{(3,2)} = \pm 4,7 \text{ V}$$

2- Tracer la caractéristique $V_S (V_E)$ pour $-10 \text{ V} < V_E < 10 \text{ V}$



Mode XY : vs(ve) V_E : voie 1 V_S : voie 2 ;
Voie 1(X) : _2_ V/div Voie 2 (Y) : 5 V/div

