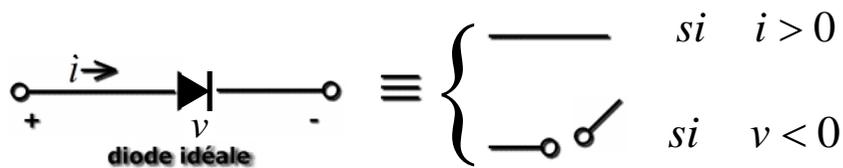
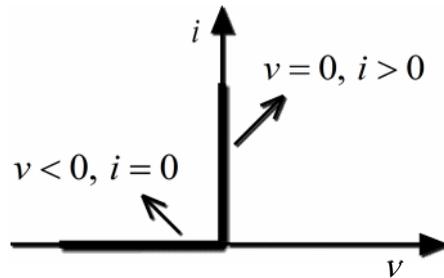


SMP5 : Electronique  
Correction de la série n°1

Exercice 1 :

Diode idéale

Caractéristique :

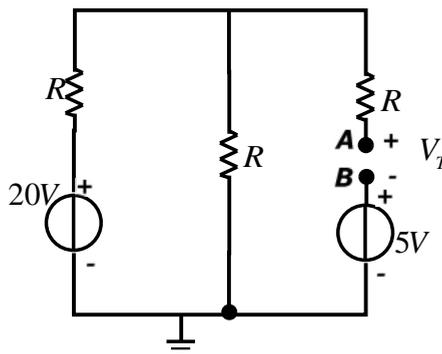


Circuit fig1.a

La diode D conduit si la f.é.m. du générateur de Thévenin qui l'attaque est positive.  
Notons  $E_T$  cette f.é.m.

Calcul de  $E_T$

$$V_T = V_A - V_B$$

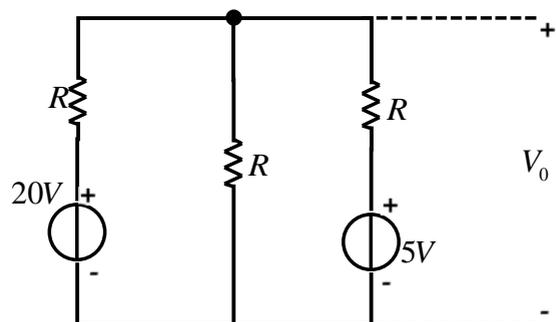


Diviseur de tension

$$V_A = \frac{R}{R+R} 20V = 10V$$

$$V_B = 5V \quad V_T = 10 - 5 = 5V > 0$$

La diode conduit et on peut donc la remplacer par un fil.  
On aura le circuit suivant :



Méthode des nœuds :

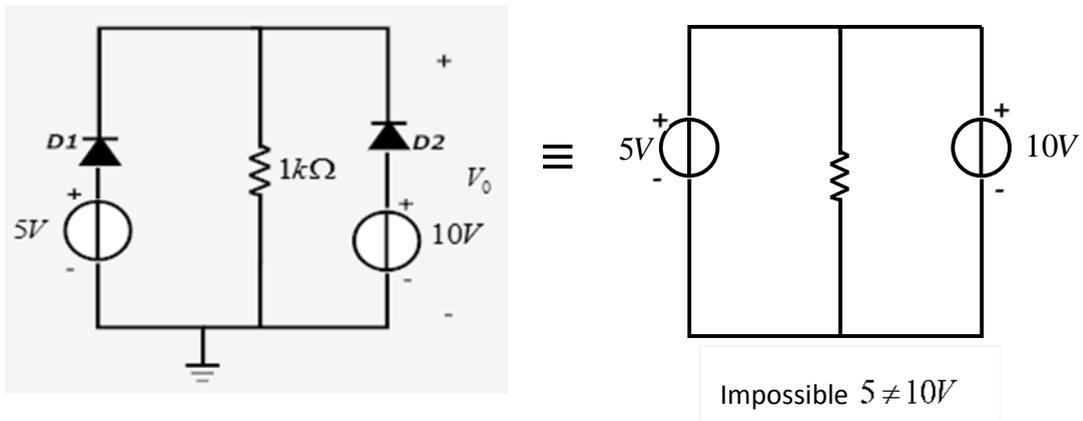
$$V_0 \left( \frac{1}{R} + \frac{1}{R} + \frac{1}{R} \right) = \frac{20}{R} + \frac{5}{R}$$

$$3V_0 = 20 + 5 = 25$$

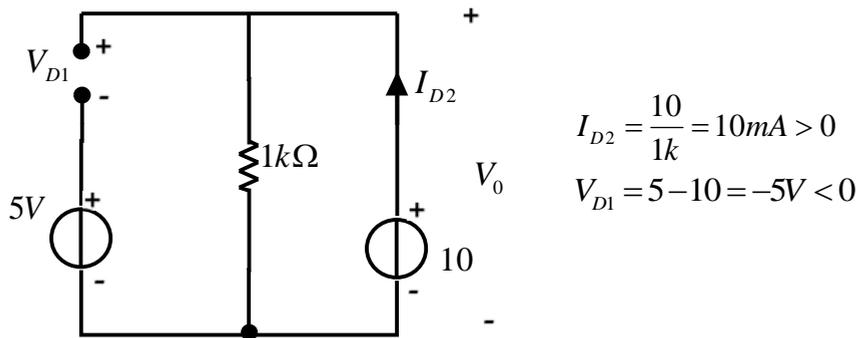
$$V_0 = \frac{25}{3} = 8.34V$$

**Circuit de la fig1.b**

1) a) supposons que  $D1$  conduit et  $D2$  conduit. Le circuit à diodes de la figure 1b devient :

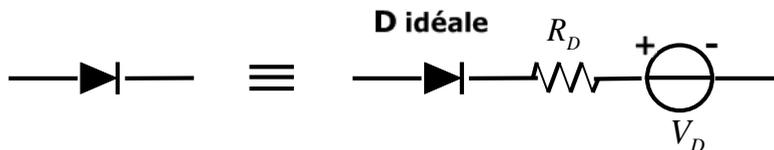


b) Supposons que  $D2$  conduit et  $D1$  est bloquée. On obtient le circuit suivant :

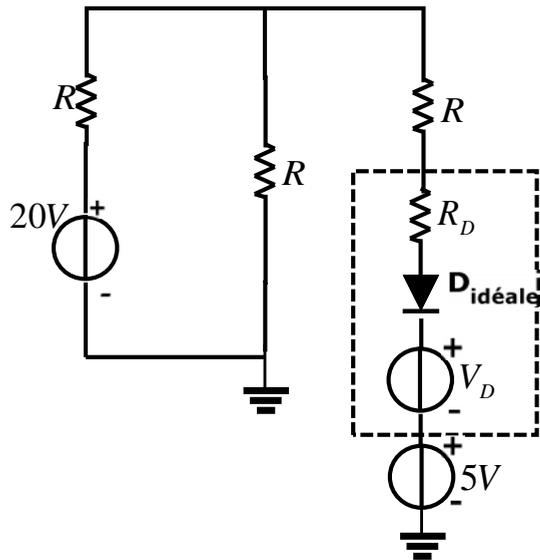


La supposition est valide puisque  $I_{D2} > 0$  et  $V_{D1} < 0$ . La tension  $V_0$  vaut donc :  $V_0 = 10V$ .

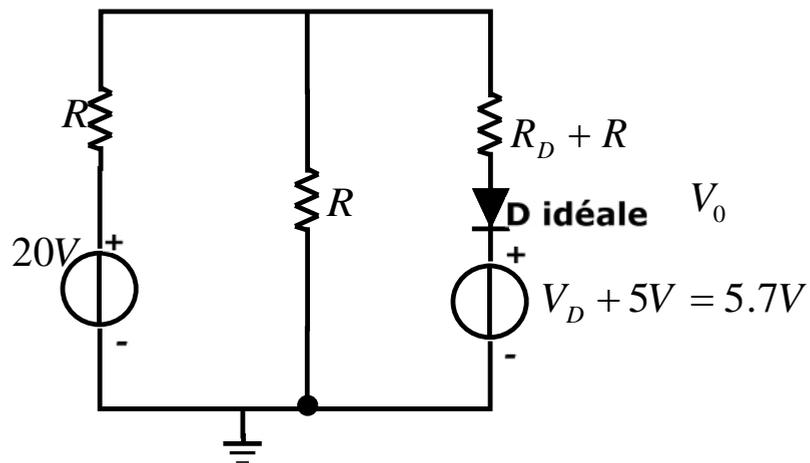
2) La diode  $D$  est réelle. Elle est caractérisée par :  $V_D = 0.7V$  et  $R_D = 20\Omega$



En substituant à la diode réelle son schéma équivalent représenté ci-dessus, le circuit devient :



Soit :



La tension  $V_T$  appliquée à la diode idéale est  $V_T = 10V - 5.7V = 4.3V > 0$   
 D conduit est donc équivalente à un court-circuit (Diode idéale).

Méthode des Nœuds :

$$V_0 \left( \frac{1}{R} + \frac{1}{R} + \frac{1}{R_D + R} \right) = \frac{20}{R} + \frac{5.7}{R_D + R}$$

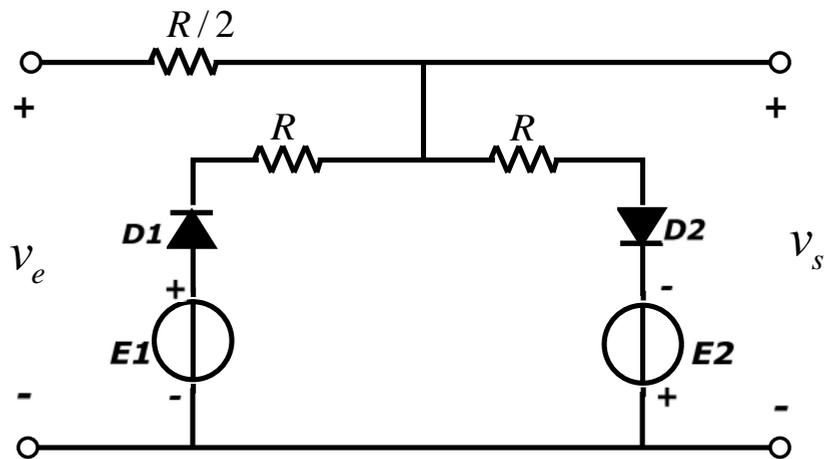
$$V_0 \left( \frac{1}{30} + \frac{1}{30} + \frac{1}{50} \right) = \frac{20}{30} + \frac{5.7}{50}$$

$$V_0(100 + 30) = 1000 + 171$$

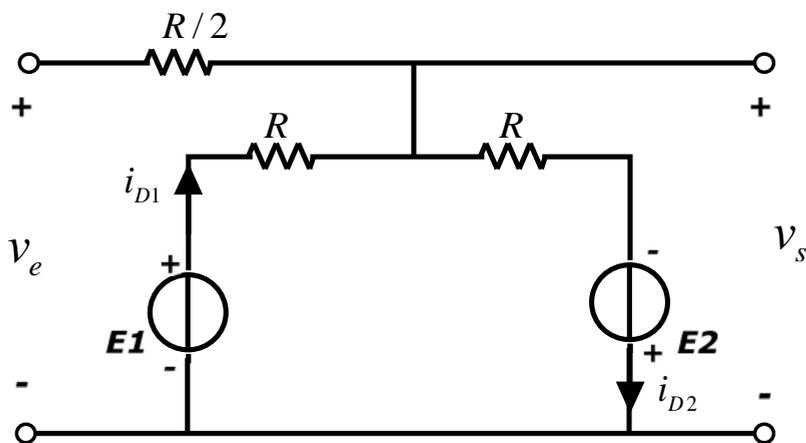
$$V_0 = \frac{1171}{130} = 9V$$

**Exercice 2 :**

On considère le circuit de la figure suivante. Les diodes  $D1$  et  $D2$  sont idéales.



a) On suppose que  $D1$  conduit et  $D2$  conduit :



Conditions à satisfaire

$$i_{D1} > 0$$

$$i_{D2} > 0$$

La loi d'Ohm nous donne :

$$i_{D1} = \frac{-v_s + E_1}{R} \rightarrow v_s < E_1$$

$$i_{D2} = \frac{v_s + E_2}{R} > 0 \rightarrow v_s > -E_2 \quad \text{Soit : } -E_2 < v_s < E_1$$

Méthode des Nœuds :

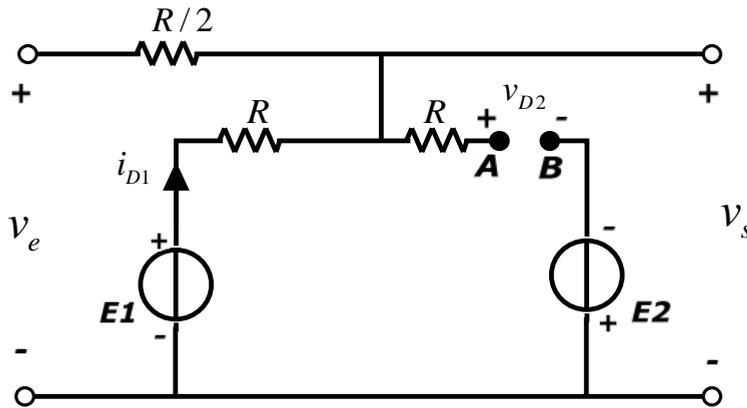
$$v_s \left( \frac{1}{R} + \frac{1}{R} + \frac{2}{R} \right) = \frac{2}{R} v_e + \frac{E_1}{R} - \frac{E_2}{R} \rightarrow v_s = \frac{1}{2} v_e + \frac{1}{4} (E_1 - E_2)$$

et puisque  $E_1 = E_2$ , on peut écrire :  $v_s = \frac{1}{2} v_e$

Conclusion : Si  $-2E_2 < v_e < 2E_1$  les deux diodes conduisent et la sortie vaut :

$$v_s = \frac{1}{2}v_e$$

b) On suppose que D1 conduit et D2 est bloquée :



Conditions à satisfaire

$i_{D1} > 0$

$v_{D2} < 0$

Méthode des Nœuds :

$$v_s \left( \frac{1}{R} + \frac{2}{R} \right) = \frac{E_1}{R} + \frac{2}{R}v_e \rightarrow v_s = \frac{2}{3}v_e + \frac{E_1}{3}$$

**Conditions :**

$$i_{D1} = \frac{E_1 - v_e}{\frac{R}{2} + R} > 0 \rightarrow v_e < E_1 = 5V$$

- Loi des mailles

$$E_2 - v_{D2} + v_s = 0 \rightarrow v_{D2} = v_s + E_2 < 0$$

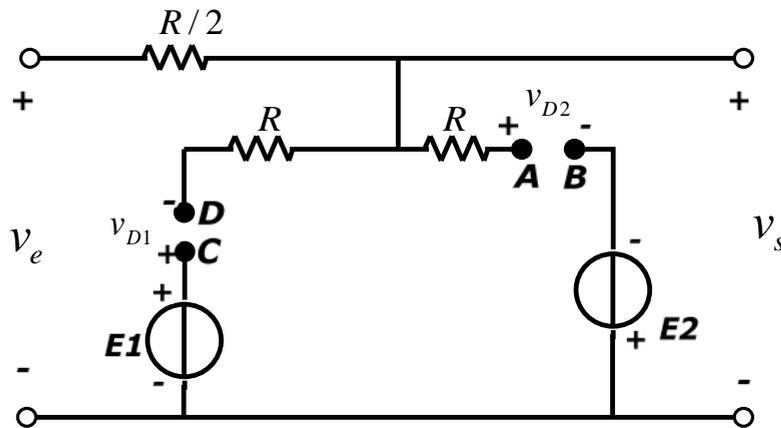
Soit :

$$\underbrace{v_s}_{\frac{2}{3}v_e + \frac{E_1}{3}} < -E_2 \rightarrow v_e < -\frac{3}{2} \left( E_2 + \frac{E_1}{3} \right)$$

Conclusion : Si  $v_e < -\frac{3}{2} \left( E_2 + \frac{E_1}{3} \right)$ , D1 conduit et D2 est bloquée. La tension de sortie est égale à :

$$v_s = \frac{2}{3}v_e + \frac{E_1}{3}$$

c) On suppose que D1 et D2 sont bloquées :



$$v_{D1} < 0$$

$$v_{D2} < 0$$

Conditions à satisfaire

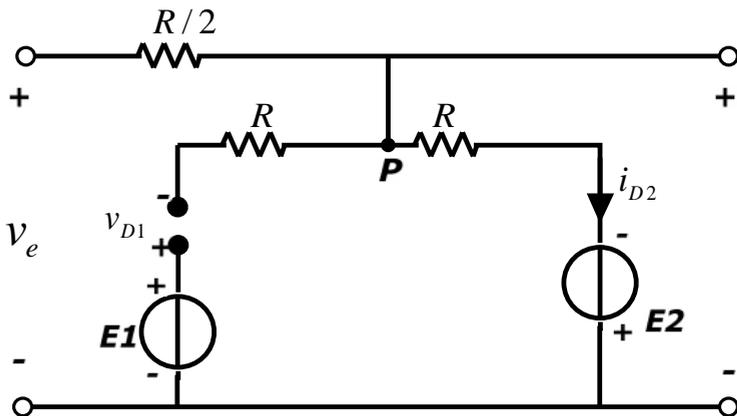
$$v_{D1} = v_C - v_D = E_1 - v_s < 0 \rightarrow E_1 < v_s$$

$$v_{D2} = v_s + E_2 < 0 \rightarrow v_s < -E_2$$

Conclusion :

Impossible d'avoir les deux diodes simultanément bloquées.

a) On suppose que D2 conduit et D1 est bloquée :



$$i_{D2} > 0$$

$$v_{D1} < 0$$

Conditions à satisfaire

Méthode des nœuds

$$\text{Nœud P : } v_s \left( \frac{1}{R} + \frac{2}{R} \right) = \frac{2}{R} v_e - \frac{E_2}{R} \rightarrow v_s = \frac{2}{3} v_e - \frac{E_2}{3}$$

Conditions :

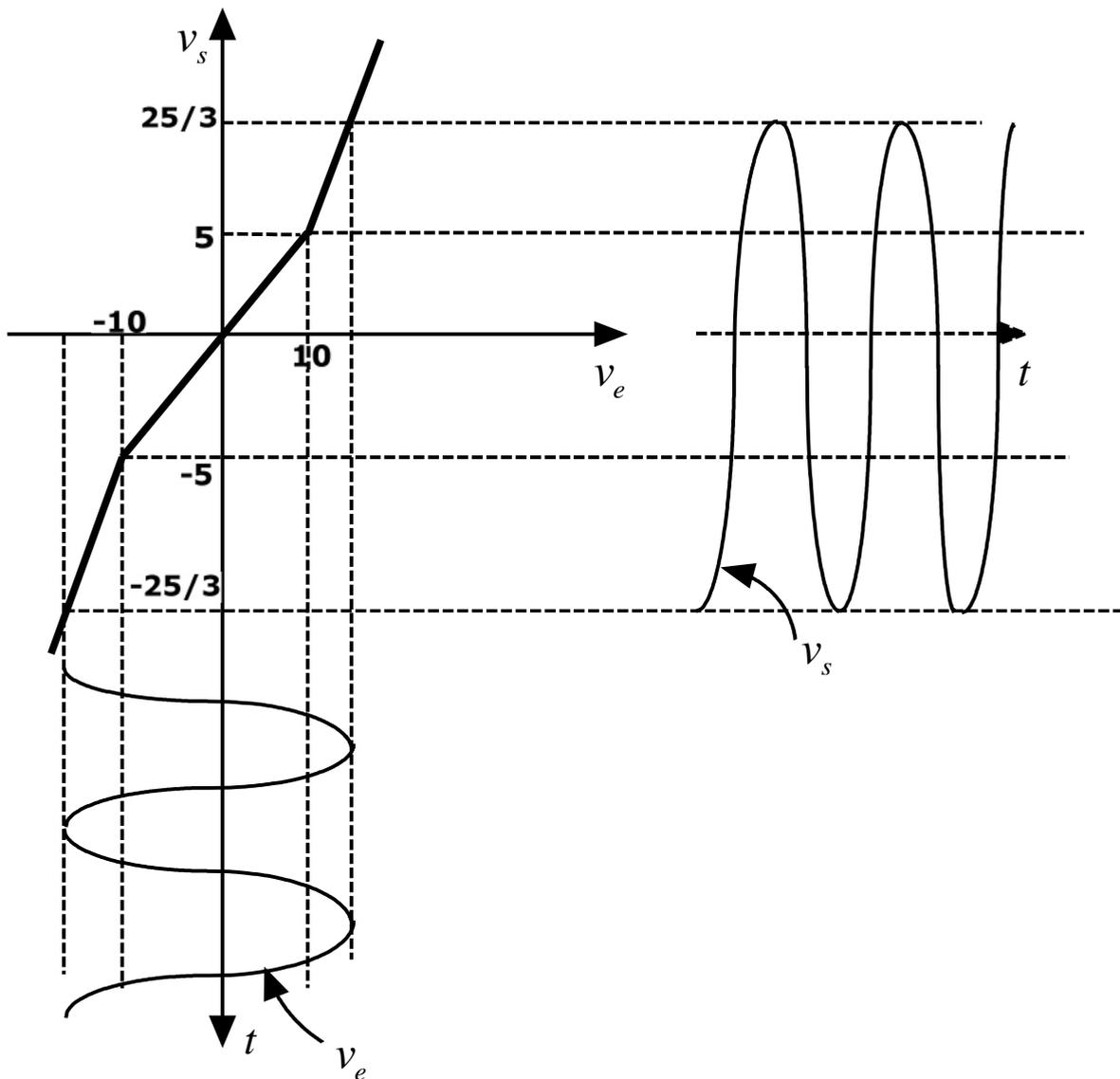
$$i_{D2} = \frac{v_e + E_2}{\frac{R}{2} + R} > 0 \rightarrow v_e > -E_2$$

$$v_{D1} = E_1 - v_s < 0 \rightarrow \underbrace{v_s}_{v_s = \frac{2}{3}v_e - \frac{E_2}{3}} > E_1 \rightarrow v_e > \frac{3}{2} \left( E_1 + \frac{E_2}{3} \right)$$

Conclusion : Si  $v_e > \frac{3}{2} \left( E_1 + \frac{E_2}{3} \right)$ ,  $D1$  conduit et  $D2$  est bloquée. La tension de sortie est égale à :

$$v_s = \frac{2}{3}v_e - \frac{E_2}{3}$$

A.N :  $E_1 = E_2 = 5$



**Exercice 3 :**

Pour que la tension soit maintenue stable à la valeur nominale de 7V, il faut que la diode Zener fonctionne dans la zone de claquage, donc en régulateur.

Un tel fonctionnement exige :

$$i_{z\min} < i_z < i_{z\max}$$

**Calcul de  $i_{z\max}$**

La puissance dans la diode Zener ne doit pas excéder la puissance maximale admissible :

$$P_{z\max} = 0,25W$$

$$P_z = v_z \cdot i_z < P_{z\max} = 0.25W$$

$$i_z < i_{z\max} = \frac{P_{z\max}}{v_z} = \frac{0,25W}{7} = 35,7mA$$

**Conditions sur  $R_L$**

$$i_z > i_{z\min} \rightarrow \frac{e - V_z}{R} - \frac{V_z}{R_L} > i_{z\min}$$

$$\frac{e - V_z}{R} - i_{z\min} > \frac{V_z}{R_L}$$

Soit :

$$R_L > \frac{V_z}{\frac{e - V_z}{R} - i_{z\min}} \quad \text{pour } e_{\min} < e < e_{\max}$$

Donc :

$$R_L > \frac{V_z}{\frac{e_{\min} - V_z}{R} - i_{z\min}} = \frac{7}{\frac{9 - 7}{100} - 1,0mA}$$

Et

$$R_{\min} = \frac{7V}{19mA} = 368,4\Omega$$

D'autre part :

$$i_z < i_{z\max}$$

$$\frac{e - V_z}{R} - \frac{V_z}{R_L} < i_{z\max}$$

$$\Rightarrow -i_{z\max} + \frac{e - V_z}{R} < \frac{V_z}{R_L}$$

$$\Rightarrow R_L < \frac{V_z}{\frac{e - V_z}{R} - i_{z\max}} \quad \text{pour } e_{\min} < e < e_{\max}$$

Il en résulte que :

$$R_L < \frac{V_z}{\frac{e - V_z}{R} - i_{z\max}} = \frac{7V}{\frac{12 - 7}{100} - 35,7mA} = 489,5\Omega$$

**Conclusion :**

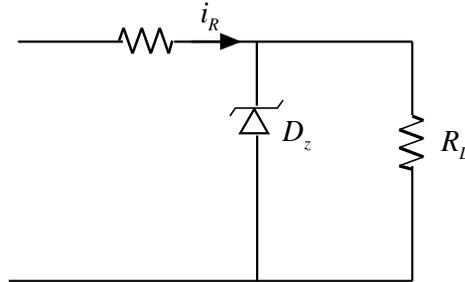
Pour que la diode fonctionne en régulateur, il faut que :

$$368,4\Omega < R_L < 489,5\Omega$$

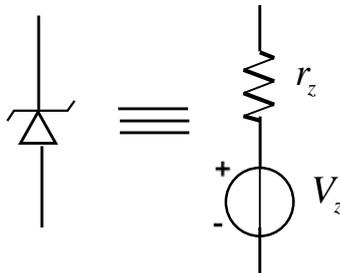
1) La résistance  $R_L = 320\Omega < R_{L\min}$

La diode est bloquée et le courant qui la traverse  $i_z$  est inférieur à  $i_{z\min}$  :  $i_z \approx 0$

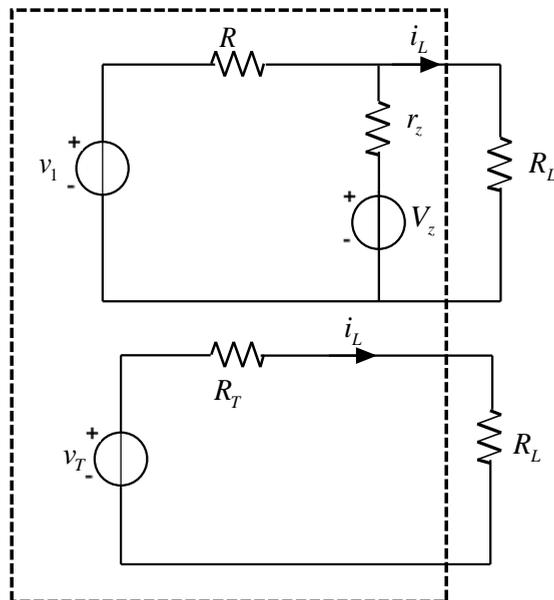
2)



On suppose que la diode fonctionne en régulateur. On peut la remplacer par le schéma équivalent suivant :



Le circuit régulateur devient :



$$R_T = R \parallel r_z$$

$$v_T = \frac{\frac{V_z + v_1}{\frac{1}{r_z} + \frac{1}{R}}}{\frac{1}{r_z} + \frac{1}{R}} = \frac{RV_z + v_1 r_z}{r_z + R}$$

La loi des mailles nous permet d'écrire :

$$-v_T + R_T i_L + \underbrace{R_L i_L}_{v_2} = 0$$

$$\frac{RV_z + v_1 r_z}{r_z + R} - (R_L \parallel r_z) i_L = v_2$$

En termes d'ondulations, on peut directement écrire :

$$\frac{R\Delta V_z + r_z \Delta v_1}{r_z + R} - (R_L \parallel r_z) \Delta i_L = \Delta v_2$$

$\Delta V_z = 0$ , donc:

$$\Delta v_2 = \left( \frac{r_z}{r_z + R} \right) \Delta v_1 - (R_L \parallel r_z) \Delta i_L$$

$$\left. \frac{\Delta v_2}{\Delta v_1} \right|_{i_L = cte} = \left( \frac{r_z}{r_z + R} \right) \approx \frac{r_z}{R} \ll 1$$

$\left. \frac{\Delta v_2}{\Delta v_1} \right|_{i_L = cte}$  est le coefficient de régulation amont.

$$-\left. \frac{\Delta v_2}{\Delta i_L} \right|_{v_1 = cte} = (R_L \parallel r_z) \approx r_z$$

$-\left. \frac{\Delta v_2}{\Delta i_L} \right|_{v_1 = cte}$  est le coefficient de régulation aval

#### Exercice 4 :

Données:  $e_{\min} = 11V$ ,  $e_{\max} = 13,6V$

Désignons par  $i_L$  le courant dans la radio. On a :  $i_{L\min} = 0$ ,  $i_{L\max} = 100mA$

Le courant  $i_{z\min}$  est de valeur égale à 10% de celle du courant  $i_{z\max}$ , soit :

$$i_{z\min} = 10\% i_{z\max} = 0,1 i_{z\max}$$

La tension Zener est  $V_z = 9V$

$$1) \quad e - R(i_z + i_L) = V_z$$

Quand la tension est minimale, le courant dans la diode est minimal et le courant dans la charge est maximal.

Un tel effet provient du fait qu'au fur et à mesure que la tension diminue, la diode approche le blocage et le courant  $i_z$  par conséquent diminue.

$$e_{\min} - R(i_{z\min} + i_{L\max}) = V_z$$

De même :

$$e_{\max} - R(i_{z\max} + i_{L\min}) = V_z$$

$$\frac{i_{z\min} + i_{L\max}}{e_{\min} - V_z} = \frac{i_{z\max} - V_z}{e_{\max} - V_z}$$

Compte tenu du fait que  $i_{z\min} = 0, 1i_{z\max}$

On obtient :

$$i_{z\max} = \frac{i_{L\max} \left( \frac{e_{\max} - V_z}{e_{\min} - V_z} \right) - i_{L\min}}{1 - 0,1 \left( \frac{e_{\max} - V_z}{e_{\min} - V_z} \right)}$$

Application numérique :

$$i_{z\max} = \frac{100 \cdot \left( \frac{13,6 - 9}{11 - 9} \right) - 0}{1 - 0,1 \cdot \left( \frac{13,6 - 9}{11 - 9} \right)} = 298,7 \text{ mA}$$

2) La puissance maximale dans la diode est donnée par :

$$P_{z\max} = i_{z\max} V_z = 298,7 \text{ mA} \times 9 \approx 2,68 \text{ W}$$

3) La puissance maximale dissipée dans la résistance  $R$  est :

$$P_{R\max} = \frac{(e_{\max} - V_z)^2}{R} = \frac{(13,6 - 9)^2}{R}$$

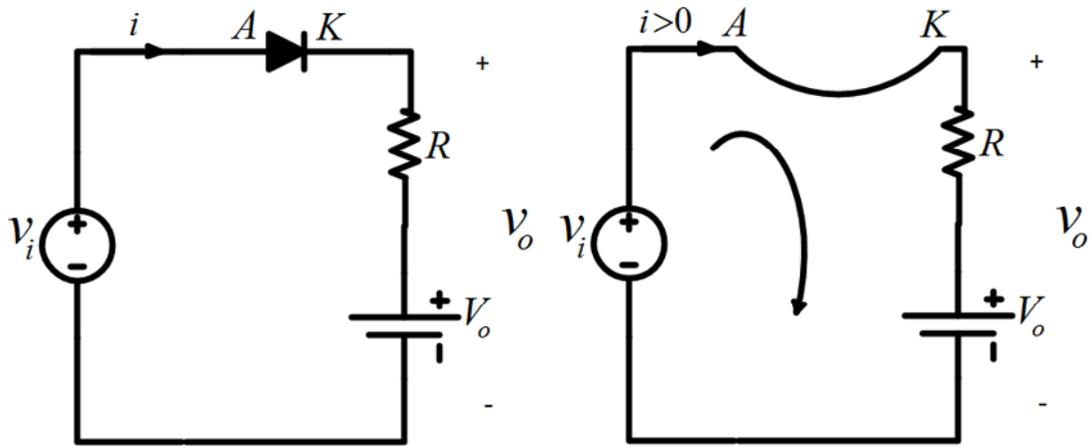
$$R = \frac{e_{\max} - V_z}{i_{z\max} + i_{L\max}} = \frac{13,6 - 9}{298,7} = 15,4 \Omega$$

$$\Rightarrow P_{R\max} = \frac{13,6 - 9}{15,4 \Omega} = 1,37 \text{ W}$$

**Exercice 5 :** On considère le circuit de la figure 6.a.

**Cas où la diode est idéale :**

Supposons que la diode conduit, le schéma ci-dessous devient (compte tenu du fait que la diode est supposée idéale) :



Le courant *anode cathode*  $i > 0$ . La loi des mailles s'écrit :

$$-v_i + Ri + V_o = 0$$

Soit :

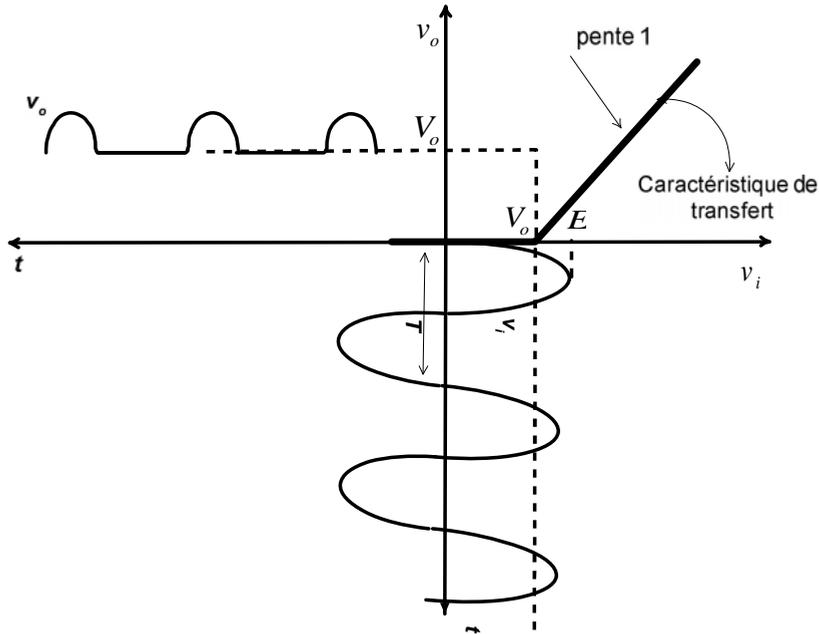
$$i = \frac{v_i - V_o}{R} > 0$$

La tension de sortie  $v_o = v_i$

Si  $v_i > V_o$  la diode est ON, la tension de sortie vaut :  $v_o = v_i$

Si  $v_i < V_o$  la diode est OFF la tension de sortie vaut :  $v_o = V_o$

Les deux résultats ci-dessus peuvent être traduits par la fonction de transfert suivante :



**Cas où la diode est caractérisée par  $(R_D, V_D)$ :**

Le circuit de la figure 6a peut être représenté par le circuit équivalent suivant :

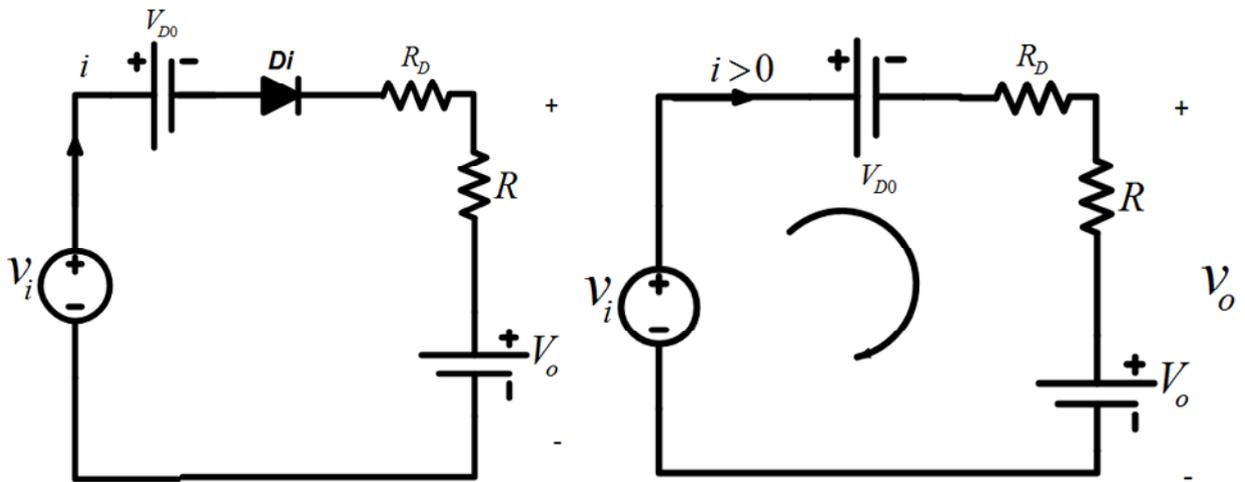


Fig. X

Fig. Y

$Di$  est une diode idéale. Lorsque la diode conduit, la diode idéale est équivalente à un court-circuit (Cf. Fig. Y).

Loi des mailles :

$$-v_i + V_{D0} + (R_D + R)i + V_0 = 0$$

Soit :

$$i = \frac{v_i - (V_D + V_0)}{R_D + R} > 0$$

$$v_i > V_D + V_0$$

**Théorème de Millmann**

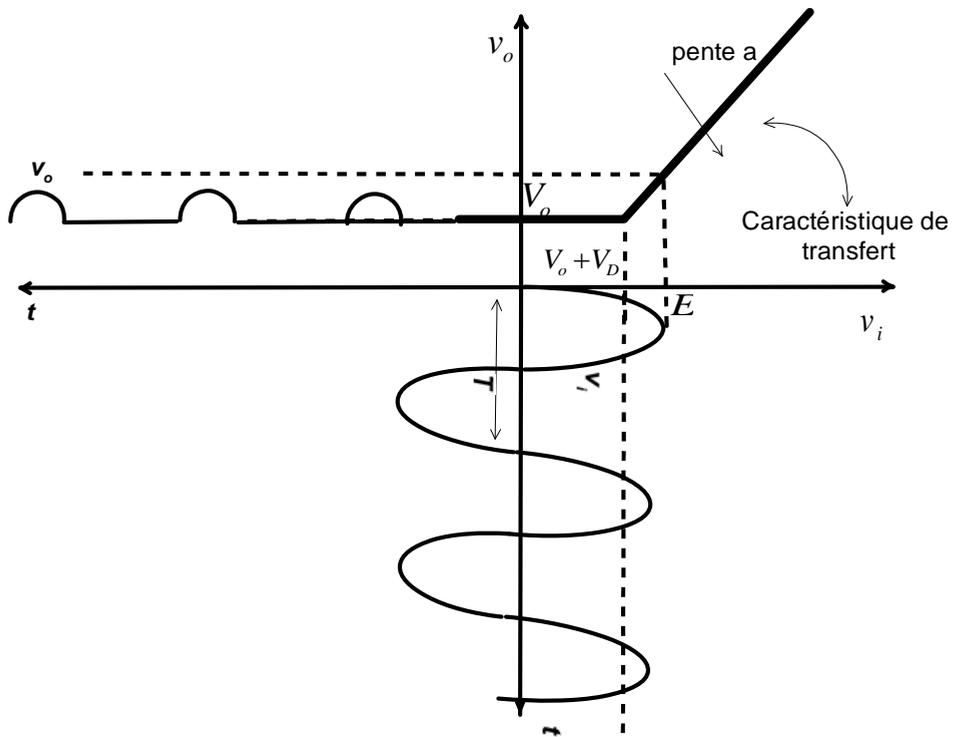
$$v_o = \frac{R_D V_o + (v_i - V_D)R}{R_D + R}$$

Désignons par  $a$  le terme suivant :  $a = \frac{R}{R+R_D}$

Si  $v_i > V_o + V_D$ , Diode ON,  $v_o = \frac{R_D V_o + (v_i - V_D)R}{R_D + R} = a(v_i - (V_o + V_D)) + V_o$

Si  $v_i < V_o + V_D$ , la diode OFF,  $v_o = V_o$

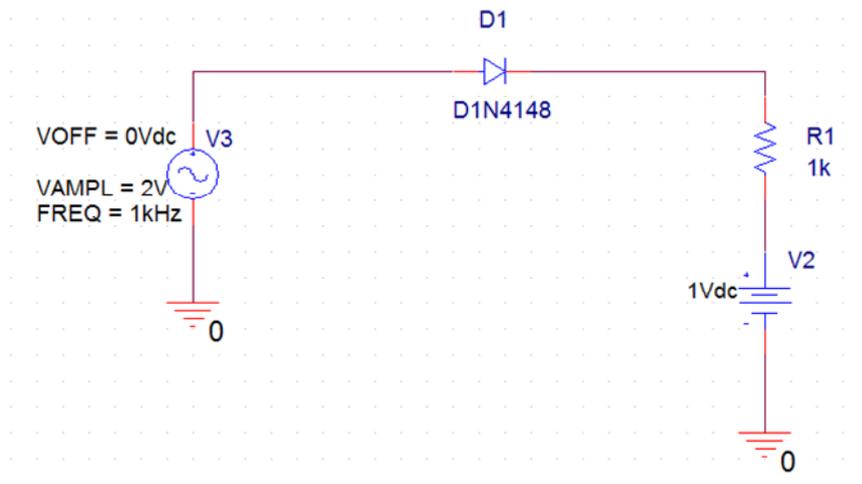
La caractéristique ainsi que la forme d'onde de sortie sont représentées dans la figure ci-dessous.



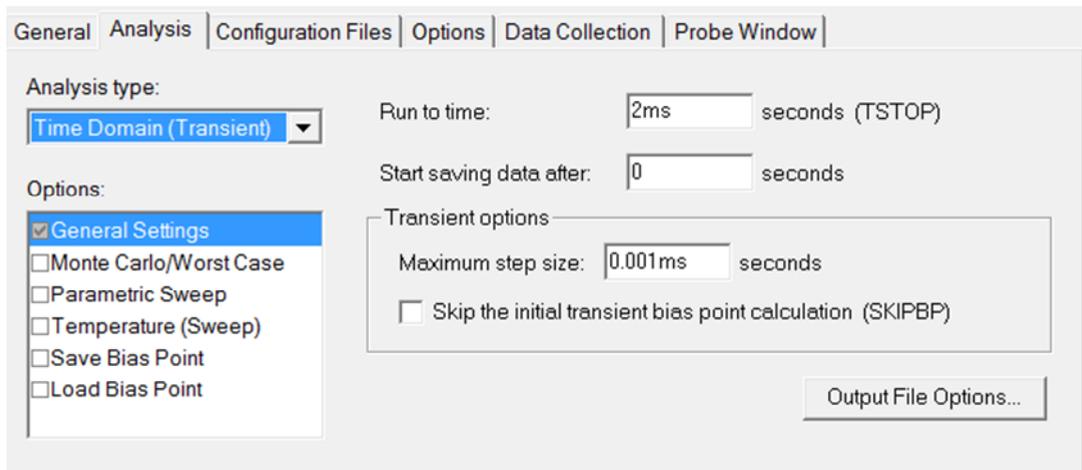
La tension maximale en sortie vaut  $v_{o\max} = \frac{R_D V_o + (v_{i\max} - V_D)R}{R_D + R} = \frac{R_D V_o + (E - V_D)R}{R_D + R}$ .

Une analyse similaire peut être utilisée pour le circuit de la figure 6b.

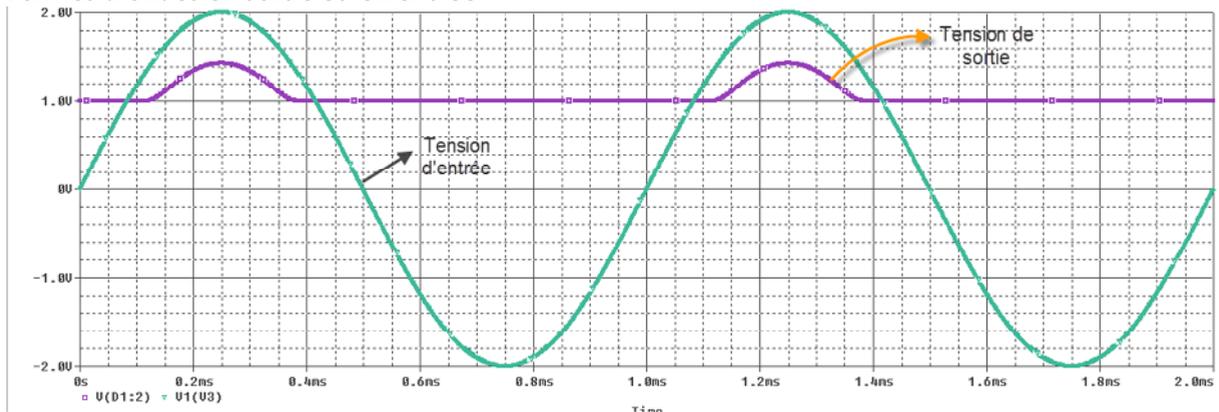
### Exemple SPICE :



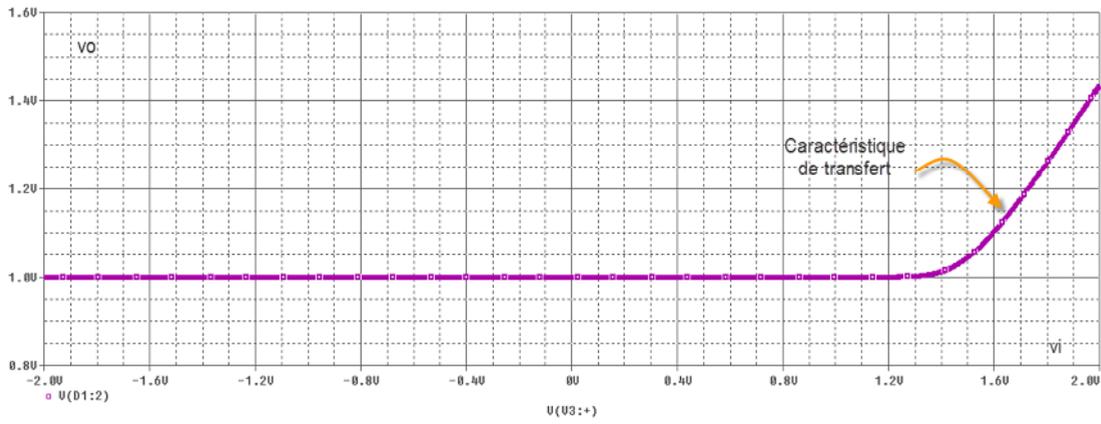
### Paramètres de l'analyse transitoire



### Formes d'ondes en sortie et en entrée :

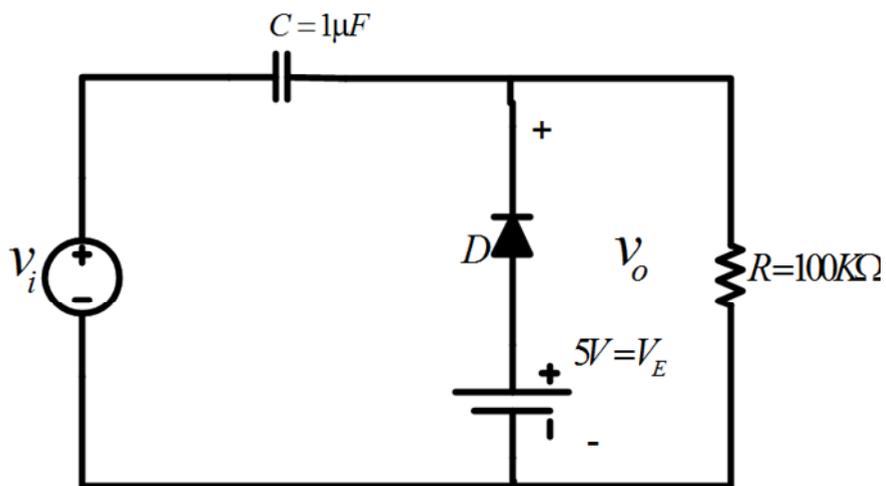


### Fonction de transfert :



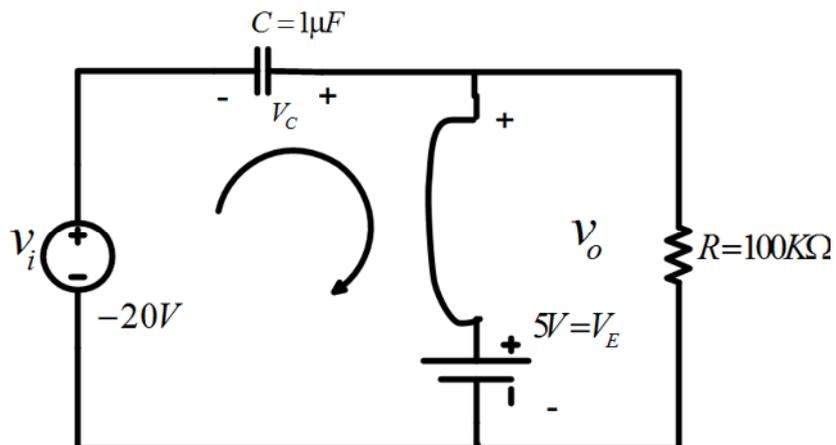
**Exercice 6 :**

On considère le circuit de la figure suivante :



Le signal d'attaque est un signal rectangulaire de fréquence  $f = 1000Hz$ , donc de période  $T = 1ms$ .

Pendant l'alternance négative, la tension d'entrée  $v_i = -20V$ , la diode conduit (La cathode est plus électro-négative que l'anode). Le circuit devient :



**Loi des mailles :**

$$-v_i - V_C + V_E = 0$$

Soit :

$$V_C = V_E - v_i = 5V + 20V = 25V$$

La tension de sortie vaut  $v_o = 5V$ .

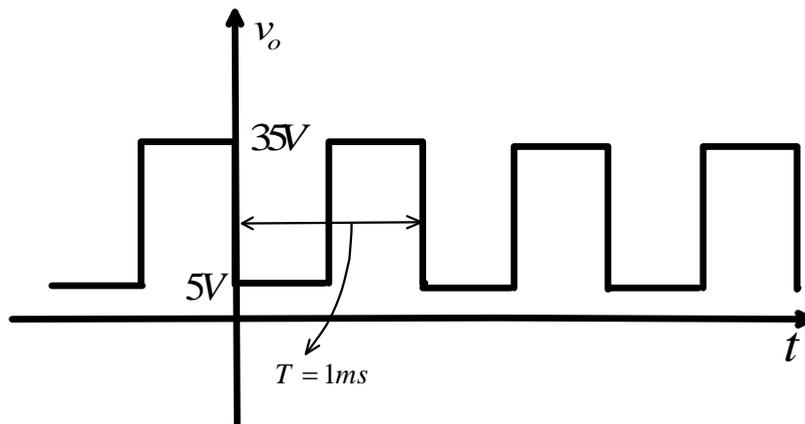
Pendant l'alternance positive, la tension d'entrée passe à  $10V$ . Le potentiel de la cathode vaut :

$$V_K = v_i + V_C = 35V$$

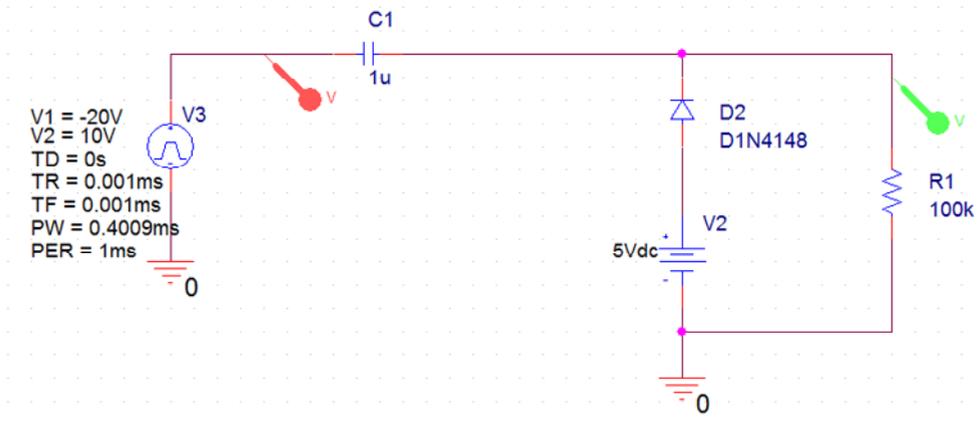
Celui de l'anode est  $V_A = 5V$ . La diode est donc bloquée.

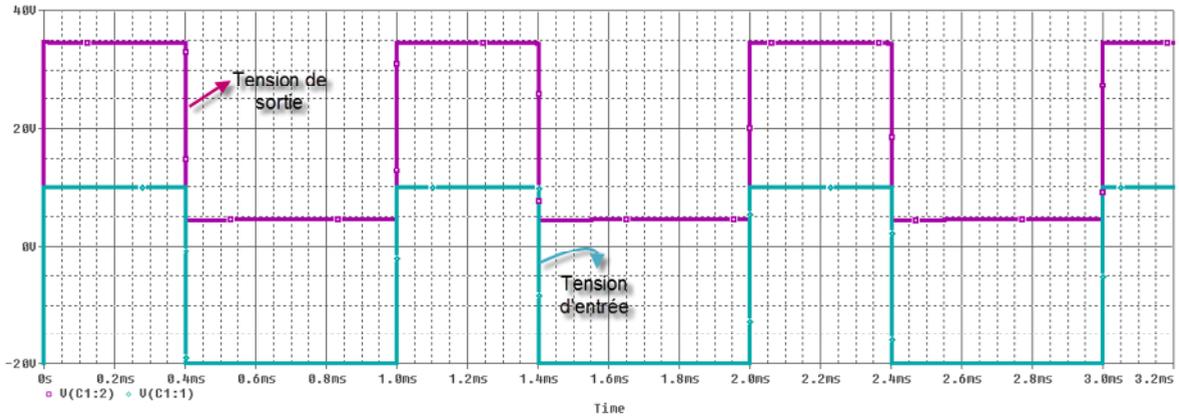
Le circuit devient un circuit RC en série. La capacité se décharge à travers la résistance avec une constante de temps  $\tau = RC = 100k \times 1\mu s = 100ms$ . Notons que  $\tau \gg T$ , la tension aux bornes de la capacité reste quasi-constante et vaut  $25V$  (il n'y a pas de décharge puisque le terme  $\exp(-\frac{T}{\tau}) \approx 1$ ). La tension de sortie vaut donc  $35V$ .

Le signal de sortie est donc celui représenté ci-dessous :



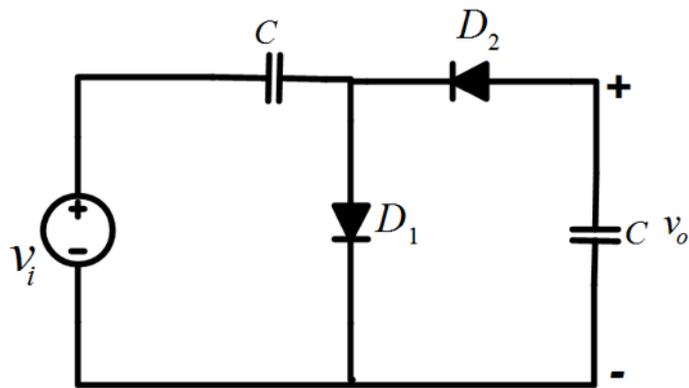
**Exemple Spice :**





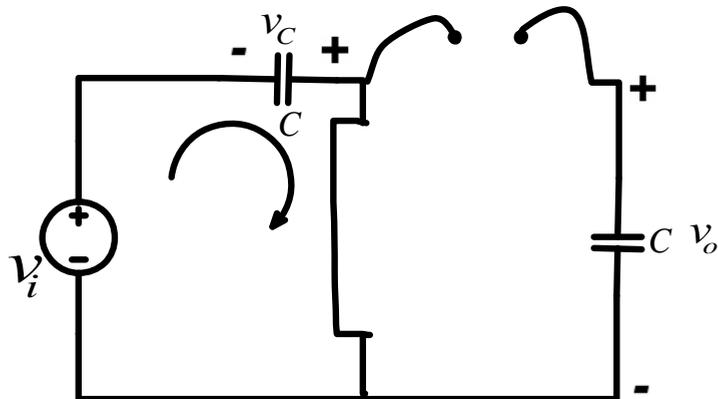
**Exercice 7 :**

On considère le circuit de la figure suivante :



Pendant l'alternance positive,  $D_1$  conduit et  $D_2$  bloquée :

DC



Loi des mailles :

$$v_c(t) = -v_i(t) = -E \sin(\omega t)$$

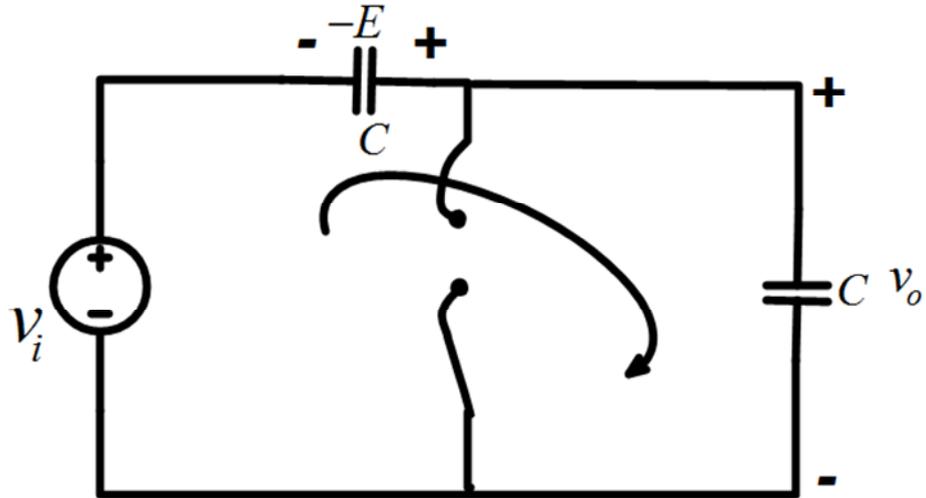
A  $t = \frac{T}{4}$ , la tension aux bornes du condensateur atteint sa valeur max (en valeur absolue) :

$$v_c\left(\frac{T}{4}\right) = v_{cmax} = -E$$

A l'instant  $t = \frac{T^+}{4}$ , le potentiel de la cathode de  $D_1$  vaut :

$$v_{k1} = v_i - E = E \sin(\omega t) - E < 0, v_{A1} = 0.$$

La diode  $D_1$  est OFF. La diode  $D_2$  conduit :



Loi des mailles :

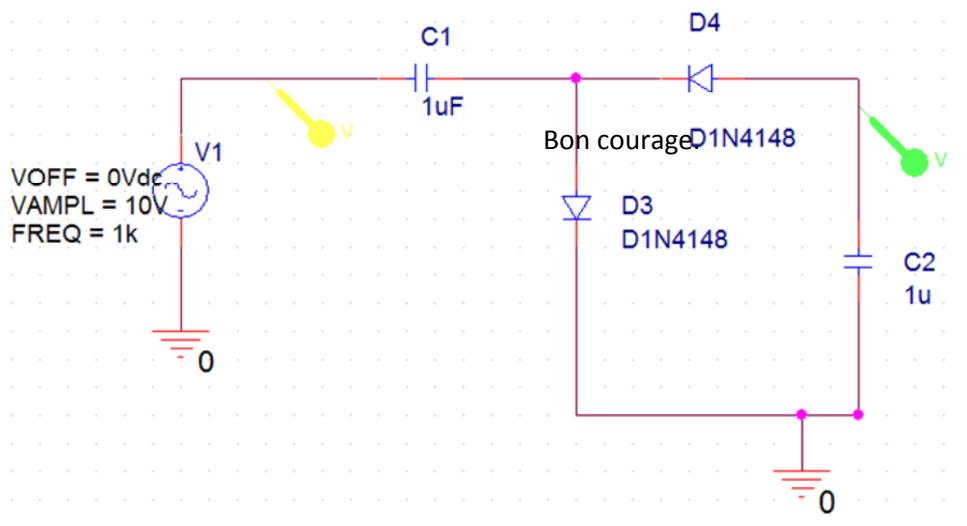
$$-v_i + E + v_o = 0$$

La capacité se charge et  $v_o = -E + E \sin(\omega t)$ . La charge maximale est atteinte à  $t = \frac{T}{2}$ .

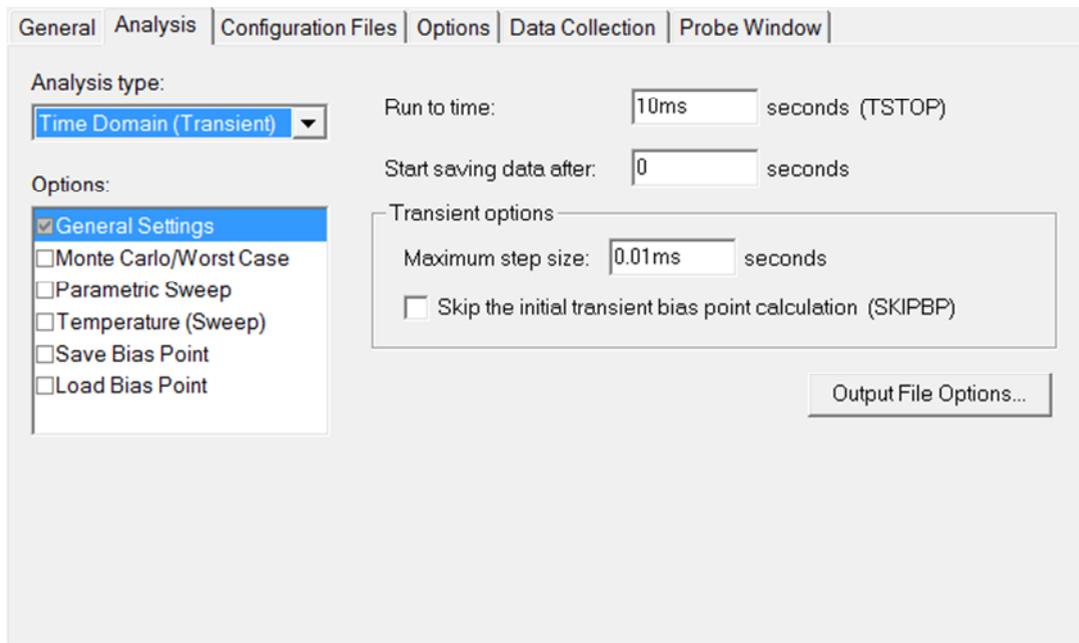
La tension de sortie en régime permanent vaut exactement  $v_o = -2E$ .

Le circuit porte le nom de doubleur de tension.

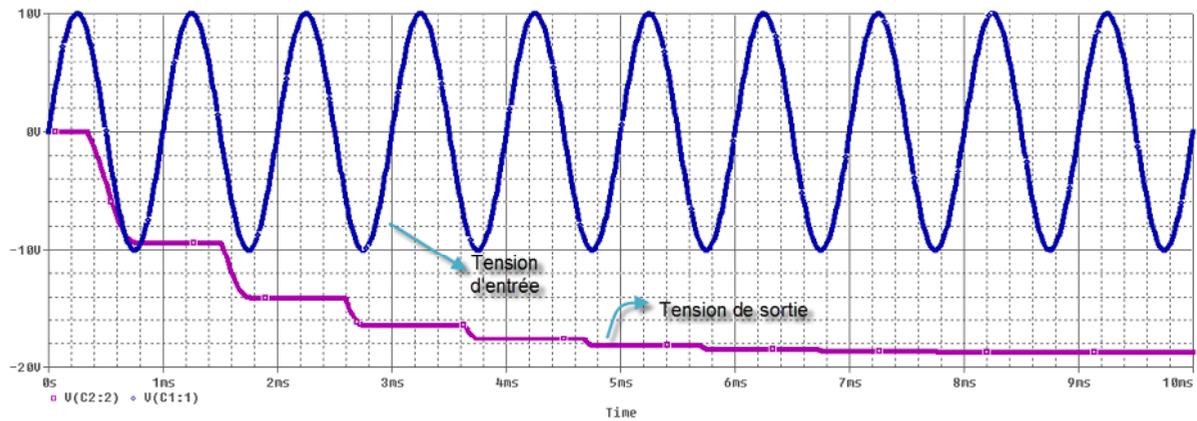
**Exemple Spice :**



**Paramètres de l'analyse transitoire :**



**Formes d'ondes en sortie et en entrée :**



La tension de sortie tend vers -20V (2 fois la tension crête).

**Bon courage.**