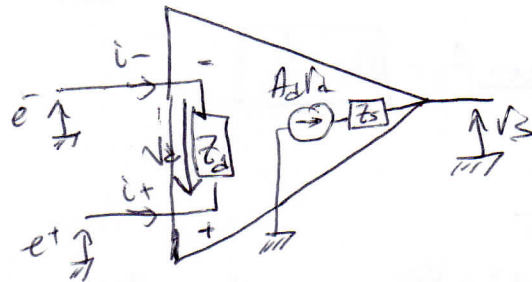


Solution exercices chapitre 2

EX01r

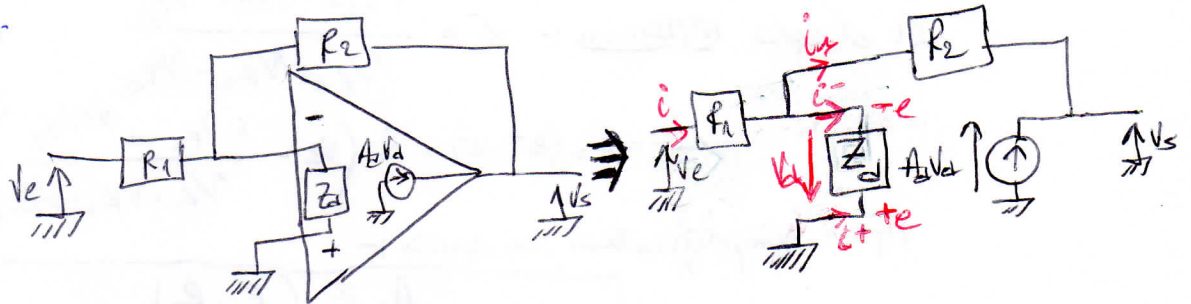
Dans cet exercice, puisqu'on parle de Z_e , A_d et Z_s , il s'agit d'étudier un AOP réel, dont le schéma équivalent est :



$$Z_{cm} = \infty$$

$$\begin{cases} Z_e = Z_d = \text{valeur} \\ A_d = \text{valeur} \\ Z_s = 0 \end{cases}$$

*Montage ①:



1) - Amplification en tension A_v : $A_v = \frac{V_s}{V_e}$

on a : $V_s = A_d V_d$

on voit que : $V_d = e^- - e^+$

du schéma on a : $e^+ = 0$

et d'après Millman : $e^- = \frac{V_e/R_1 + V_s/R_2 + 0/Z_d}{1/R_1 + 1/R_2 + 1/Z_d}$

d'où donc :

$$V_s = A_d (0 - e^-) = -A_d \left(\frac{V_e/R_1 + V_s/R_2}{1/R_1 + 1/R_2 + 1/Z_d} \right)$$

Après simplification, on aura :

$$A_v = \frac{V_s}{V_e} = - \frac{A_d R_2 Z_d}{R_1 R_2 + R_1 Z_d + R_2 Z_d + R_1 Z_d A_d}$$

2) - L'amplification en tension si l'AOP est parfait

parfait $\Rightarrow \begin{cases} Z_e = \infty \\ A_d = \infty \end{cases}$

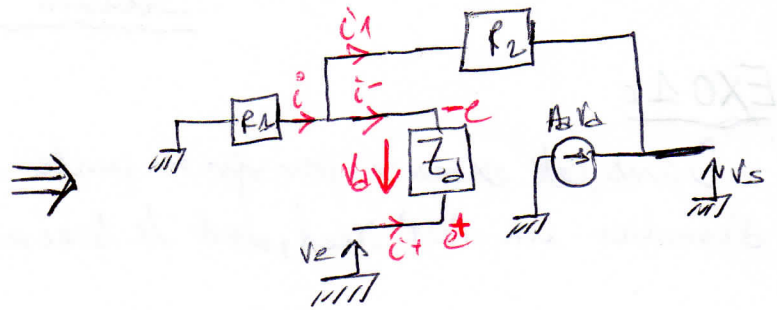
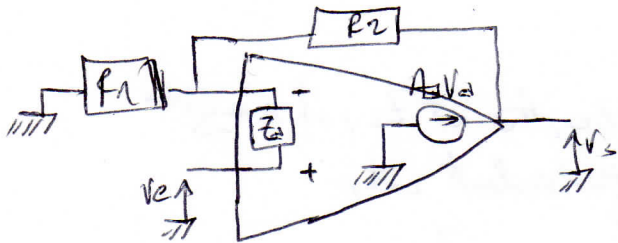
d'où donc :

$$A_v = \frac{V_s}{V_e} = - \frac{R_2}{R_1}$$

3) - Le rôle du montage :

un amplificateur inverseur

* Montage ②



1) - L'amplification en tension A_V $A_V = \frac{V_S}{V_e}$

On a: $V_S = A_2 V_d$

on soit: $V_d = e^+ - e^-$

Du schéma, on a: $e^+ = V_e$

Et d'après Millman: $e^- = \frac{0/R_1 + V_S/R_2 + V_e/Z_L}{1/R_1 + 1/R_2 + 1/Z_L}$

d'où donc: $V_S = A_2 (e^+ - e^-) = A_2 \left(V_e - \frac{V_S/R_2 + V_e/Z_L}{1/R_1 + 1/R_2 + 1/Z_L} \right)$

Après simplification, on aura:

$$A_V = \frac{V_S}{V_e} = \frac{A_2 Z_L (R_1 + R_2)}{R_1 R_2 + R_1 Z_L + R_2 Z_L + A_2 Z_L R_1}$$

2) - L'amplification en tension si l'AOP est parfait

parfait $\Rightarrow \begin{cases} Z_L = Z_e = \infty \\ A_2 = \infty \end{cases}$ d'où donc:

$$A_V = \frac{R_1 + R_2}{R_1}$$

3) - Le rôle du montage

Un amplificateur non-inverseur.

Remarque

on a $A_V = \frac{A_2 Z_L (R_1 + R_2)}{R_1 R_2 + R_1 Z_L + R_2 Z_L + A_2 Z_L R_1}$

si $A_2 = Z_L = \infty$, on essaie de les mettre au dénominateur afin d'avoir un zéro

Ainsi: $A_V = \frac{R_1 + R_2}{\frac{R_1 R_2}{A_2 Z_L} + \frac{R_1 Z_L}{A_2 Z_L} + \frac{R_2 Z_L}{A_2 Z_L} + \frac{A_2 Z_L R_1}{A_2 Z_L}}$

donc: $A_V = \frac{R_1 + R_2}{R_1}$

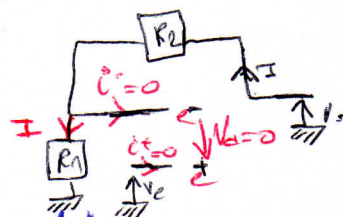
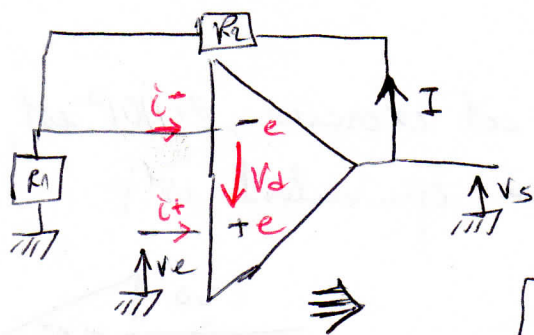
Exo 2.1

Puisque aucune donnée de l'AOP n'est annoncée, on considère l'AOP comme parfait.

$$\Rightarrow A_0 = \infty$$

$$Z_0 = \infty$$

$$V_d = 0 \Rightarrow \begin{cases} i^+ = i^- \\ i^+ = i^- = 0 \end{cases}$$



1) - Cet amplificateur est non-inverseur car l'entrée v_e est branchée sur la borne "+" de l'AOP (l'entrée v_e est appliquée sur l'entrée non-inverseuse).

2) - Le calcul de l'amplification en tension A_v :

on a: $v_e = 1 \sin(\omega t + \varphi)$

$v_s = 10 \sin(\omega t + \varphi)$

d'où $A_v = \frac{v_s}{v_e} = 10$

L'amplification ne change pas la forme et les valeurs connues du signal à part son amplitude.

3) - Le gain en tension :

$$G = 20 \log(A_v) = 20 \log\left(\frac{v_s}{v_e}\right)$$

ainsi $G = 20 \log(10) = 20 \text{ dB}$

en pratique, on utilise le gain en lieu d'amplification

4) - Le calcul des résistances R_1 et R_2 :

on a: $I_{\text{efficace}} = 0,1 \text{ mA}$

sachant que pour un signal sinusoïdal :

$$y(t) = Y \sin(\omega t + \varphi)$$

Labels:
 - Y : valeur max ou valeur crête
 - φ : phase
 - $y(t)$: valeur instantanée
 - ω : pulsation

$$Y_{\text{efficace}} = \frac{Y}{\sqrt{2}}$$

Donc: $v_e \text{ efficace} = \frac{v_e}{\sqrt{2}} = \frac{1}{\sqrt{2}} = 0,707 \text{ volts}$

$v_s \text{ efficace} = \frac{v_s}{\sqrt{2}} = \frac{10}{\sqrt{2}} = 7,07 \text{ volts}$

on a :

$v_e \text{ efficace} = R_1 I_{\text{efficace}} \Rightarrow$

$$R_1 = \frac{v_e \text{ efficace}}{I_{\text{efficace}}} \quad \text{ainsi: } R_1 = 7,07 \text{ k}\Omega$$

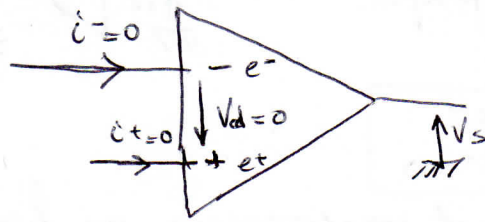
et :

$v_s \text{ efficace} = (R_1 + R_2) I_{\text{efficace}} \Rightarrow$

$$R_2 = \frac{v_s \text{ efficace} - v_e \text{ efficace}}{I_{\text{efficace}}} \quad \text{ainsi: } R_2 = 63,6 \text{ k}\Omega$$

EX03!

Dans cet exercice, l'AOP est, par défaut, considéré parfait, dont le schéma équivalent est :



* Montage (1)

1) - Le calcul de la tension de sortie V_s en fonction V_1, V_2 , et V_3

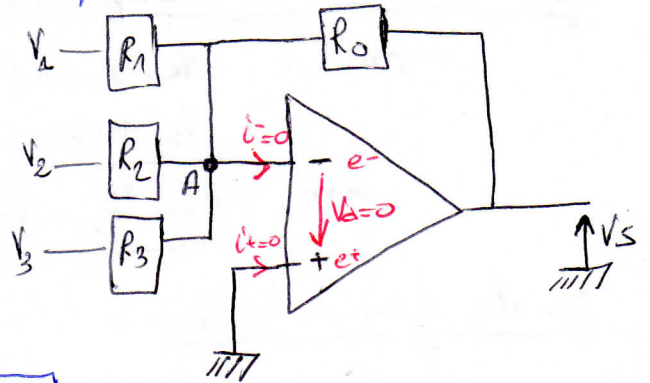
$$V_s = f(V_1, V_2, V_3)$$

on a : $e^+ = 0 = e^- = V_A$

en appliquant Millman au potentiel A :

$$0 = \frac{V_1/R_1 + V_2/R_2 + V_3/R_3 + V_s/R_0}{1/R_1 + 1/R_2 + 1/R_3 + 1/R_0}$$

d'où :
$$V_s = -R_0 \left(\frac{V_3}{R_3} + \frac{V_2}{R_2} + \frac{V_1}{R_1} \right)$$



2) - Le rôle de l'amplificateur

Si $R_1 = R_2 = R_3 = R_0 \Rightarrow V_s = -(V_1 + V_2 + V_3)$

c'est un sommateur inverseur

* Montage (2)

1) - Le calcul de la tension de sortie V_s en fonction V_1, V_2, V_3 et V_4

$$V_s = f(V_1, V_2, V_3, V_4)$$

On a : $e^+ = V_B$ et $e^- = V_A$

sachant que : $e^+ = e^- \Rightarrow V_A = V_B$

En appliquant Millman :

$$\begin{cases} V_A = \frac{V_2/R_2 + V_1/R_1 + V_s/R_0}{1/R_2 + 1/R_1 + 1/R_0} \\ V_B = \frac{V_3/R_3 + V_4/R_4 + 0/R_5}{1/R_3 + 1/R_4 + 1/R_5} \end{cases}$$

D'où donc :

$$V_s = -\frac{R_0}{R_2} V_2 - \frac{R_0}{R_1} V_1 + \frac{R_4 R_5 (R_1 R_2 + R_1 R_3 R_4 R_5)}{(R_3 R_4 + R_3 R_5 + R_4 R_5) R_1 R_2} V_3 + \frac{R_3 R_5 (R_1 + R_2 R_3 R_4 R_5)}{(R_3 R_4 + R_3 R_5 + R_4 R_5) R_1 R_2} V_4$$

2) - Le rôle de l'amplificateur:

$$\text{Si } R_0 = R_1 = R_2 = R_3 \Rightarrow V_s = -(V_2 + V_1) + (V_3 + V_4)$$

C'est un soustracteur de somme

* Montage (3):

1) - Le calcul de la tension de sortie V_s en fonction de V_1, V_2 et V_3

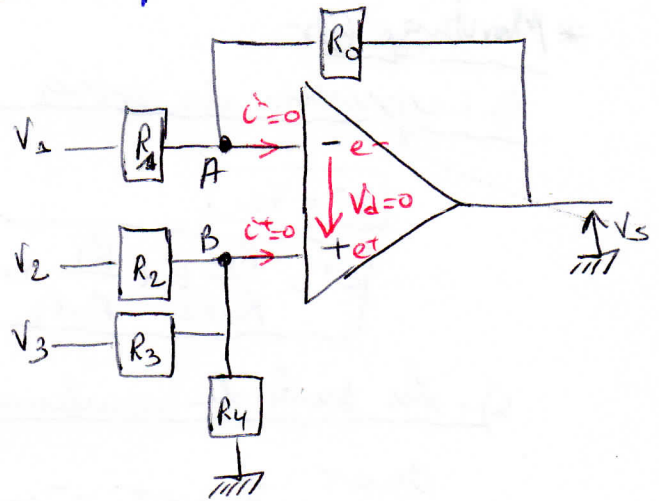
$$V_s = f(V_1, V_2, V_3)$$

on a: $e^+ = V_B$ et $e^- = V_A$

Sachant que: $e^+ = e^- \Rightarrow V_A = V_B$

En appliquant Millman:

$$\begin{cases} V_A = \frac{V_1/R_1 + V_s/R_0}{1/R_1 + 1/R_0} \\ V_B = \frac{V_2/R_2 + V_3/R_3 + 0/R_4}{1/R_2 + 1/R_3 + 1/R_4} \end{cases}$$



Donc donc:

$$V_s = -\frac{R_0}{R_1} V_1 + \frac{R_3 R_4 (R_1 + R_0)}{R_1 (R_2 R_3 + R_2 R_4 + R_3 R_4)} V_2 + \frac{R_2 R_4 (R_1 + R_0)}{R_1 (R_2 R_3 + R_2 R_4 + R_3 R_4)} V_3$$

2) - Le rôle de l'amplificateur:

$$\text{Si } R_0 = R_1 = R_2 = R_3 \Rightarrow V_s = -V_1 + \frac{2}{3}(V_2 + V_3)$$

C'est un soustracteur

Remarque:

Dans ces 3 exercices, le retour est vers la borne "-", donc, il s'agit d'un fonctionnement linéaire.

EXO 4:

Dans cet exercice, le retour est vers la borne "+", donc, il s'agit d'un fonctionnement non linéaire.

$$\Rightarrow \begin{cases} V_s = +V_{sat} & , \text{ si } V_d > 0 \\ V_s = -V_{sat} & , \text{ si } V_d < 0 \end{cases}$$

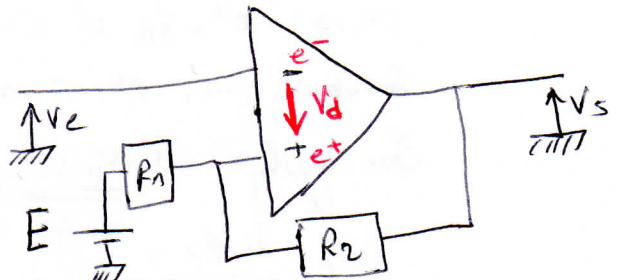
* Montage ①

1) - Expression des entrées e⁻ et e⁺

$$e^- = V_e$$

$$e^+ = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E + \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_s$$

en appliquant Millman



2) - Les seuils de basculement haut et bas

$$\text{On a } V_d = e^+ - e^- = \left(\frac{R_2}{R_1 + R_2} E + \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_s \right) - V_e$$

$$\text{donc } V_d = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E + \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_s - V_e$$

on sait :

$$\bullet \text{ Si } V_s = +V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E + \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_{sat} - V_e > 0$$

$$\Rightarrow V_e < \frac{R_2}{R_1 + R_2} E + \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_{sat}$$

ici $V_e < V_{eHaut}$ le seuil haut

$$\underline{\text{ainsi}} \quad V_{eHaut} = 3,77V$$

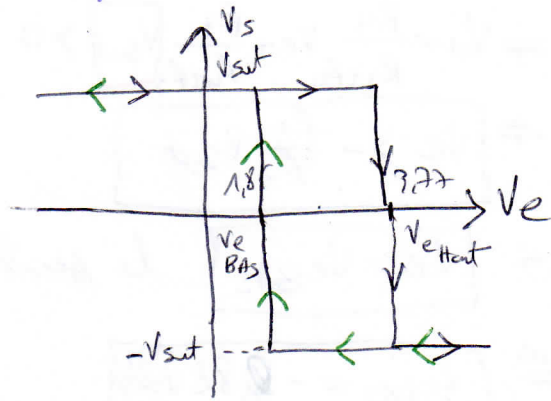
$$\bullet \text{ Si } V_s = -V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E + \frac{R_1}{R_1 + R_2} (-V_{sat}) - V_e < 0$$

$$\Rightarrow V_e > \frac{R_2}{R_1 + R_2} E - \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_{sat}$$

ici $V_e > V_{eBas}$ le seuil bas

$$\underline{\text{ainsi}} \quad V_{eBas} = 1,85V$$

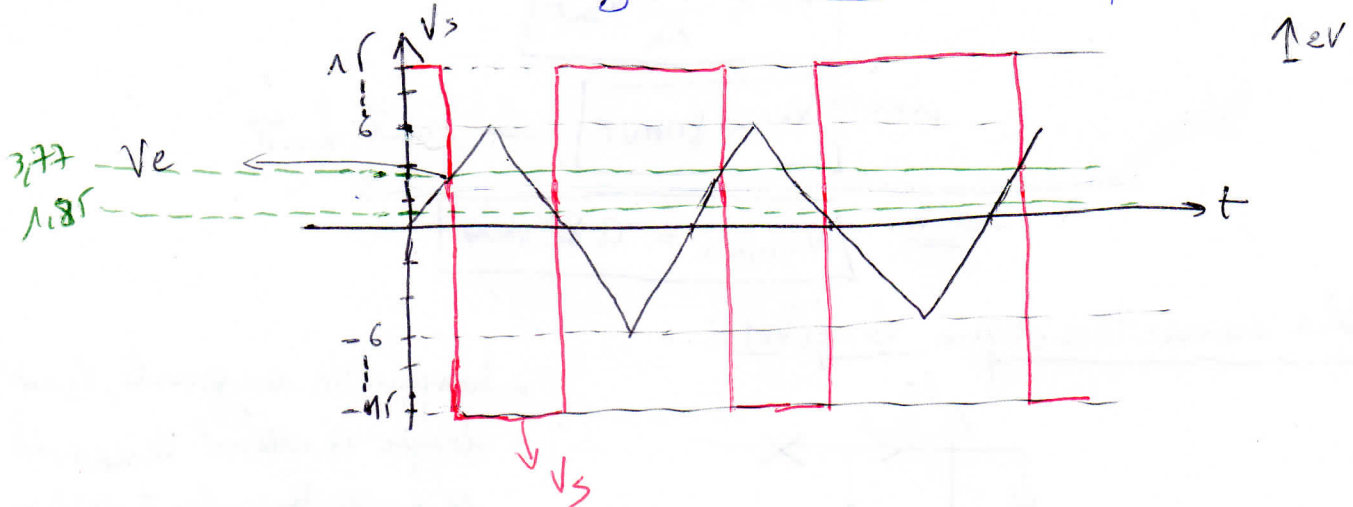
3) - Une caractéristique $V_s = f(V_e)$



- lorsque V_e augmente, la sortie est à V_{sout} , jusqu'à qu'elle atteint V_{eHaut} , la sortie basculera vers $-V_{sout}$
- lorsque V_e diminue, la sortie est à $-V_{sout}$, jusqu'à qu'elle atteint V_{eBas} , la sortie basculera vers V_{sout}

4) - Le signal de sortie V_{sr}

V_e est un signal triangulaire d'amplitude 12V.



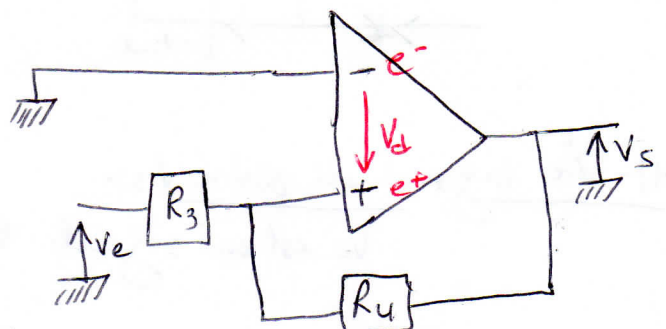
* Montage (2)

1) - L'expression des entrées e^- et e^+

$$e^- = 0$$

$$e^+ = \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_e + \frac{R_3}{R_4 R_3} V_s$$

En appliquant Millman



2) - Les seuils de basculement haut et bas

on a :

$$V_d = e^+ = \left(\frac{R_4}{R_3 + R_4} V_e + \frac{R_3}{R_4 R_3} V_s \right) - 0$$

donc

$$V_d = \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_e + \frac{R_3}{R_4 R_3} V_s$$

on a dit :

• Si $V_s = +V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_e + \frac{R_3}{R_3 + R_4} V_{sat} > 0$

$\Rightarrow V_e > -\frac{R_3}{R_4} V_{sat}$

ici $V_e > V_{eBAS}$ le seuil bas

ainsi $V_{eBAS} = -0,82 \text{ volts}$

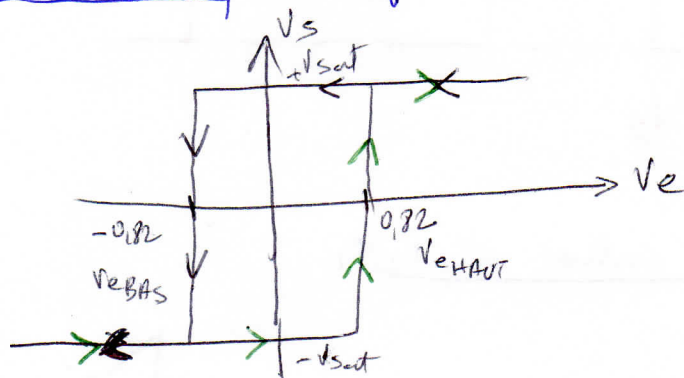
• Si $V_s = -V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_4}{R_3 + R_4} V_e + \frac{R_3}{R_3 + R_4} (-V_{sat}) < 0$

$\Rightarrow V_e < \frac{R_3}{R_4} V_{sat}$

ici $V_e < V_{eHAUT}$ le seuil haut

ainsi $V_{eHAUT} = 0,82 \text{ volts}$

3)- La caractéristique $V_s = f(V_e)$



• lorsque V_e augmente, $V_s = +V_{sat}$
lorsque V_e atteint V_{eHAUT} , il y aura brusquement de V_s vers $+V_{sat}$.

• lorsque V_e diminue, $V_s = +V_{sat}$
lorsque V_e atteint V_{eBAS} , il y aura brusquement de V_s vers $-V_{sat}$

4)- Le signal de sortie V_s :

V_e est un signal triangulaire d'amplitude 10V

