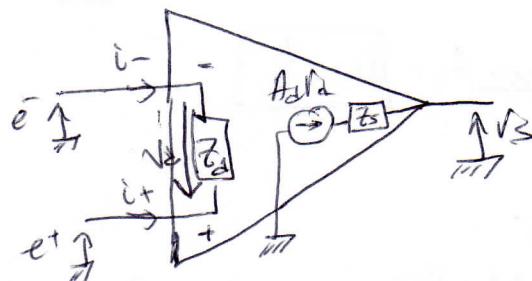


Solution exercices chapitre 2

EXO 1:

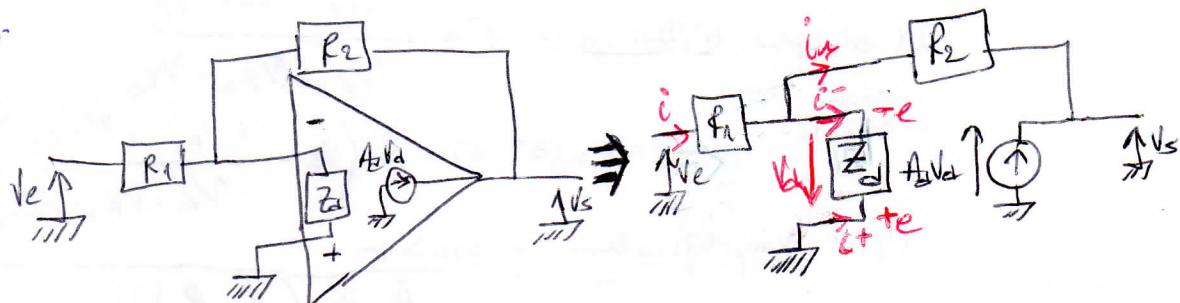
Dans cet exercice, puisqu'on parle de Z_e , A_d et Z_s , il s'agit d'étudier un AOP réel, dont le schéma équivalent est :



$$Z_{Cm} = \infty$$

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

*Montage ①:



$$1)- \text{Amplification en tension } A_V \quad [A_V = \frac{V_s}{V_e}]$$

$$\text{on a: } V_s = A_d V_a$$

$$\text{on sait que: } V_a = e^+ - e^-$$

$$\text{du schéma on a: } e^+ = 0$$

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

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:

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

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

$$\text{parfait} \Rightarrow \begin{cases} Z_e = \infty \\ A_d = \infty \end{cases} \quad \text{d'où donc}$$

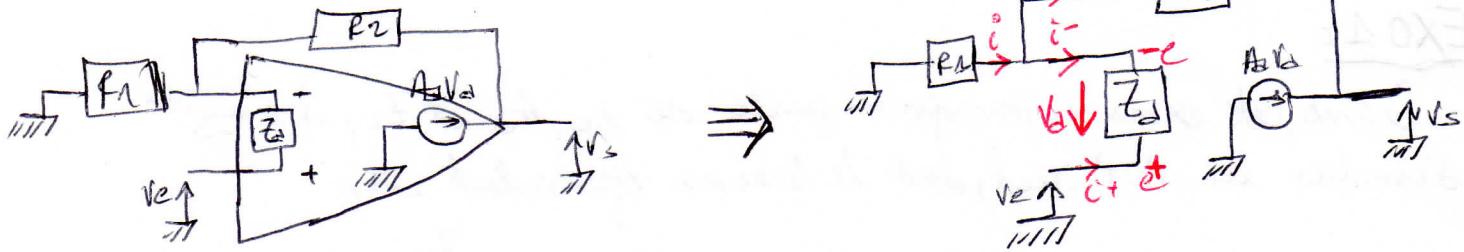
$$A_V = \frac{V_s}{V_e} = - \frac{R_2}{R_1}$$

3)- Le rôle du montage:

un amplificateur inverseur

EXO ②-

* Montage ②



1)- L'amplification en tension A_{V^P} $\boxed{A_{V^P} = \frac{V_o}{V_s}}$.

$$\text{On a: } V_s = A_2 V_d$$

$$\text{on sait: } V_d = e^+ - e^-$$

$$\text{Du schéma, on a: } e^+ = V_s$$

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

$$\text{donc donc: } V_s = A_2(e^+ - e^-) = A_2 \left(V_s - \frac{V_s/R_2 + V_o/Z_d}{1/R_1 + 1/R_2 + 1/Z_d} \right)$$

Après simplification, on obtient:

$$\boxed{A_{V^P} = \frac{A_2 Z_d (R_1 + R_2)}{R_1 R_2 + R_1 Z_d + R_2 Z_d + A_2 Z_d R_1}}$$

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

$$\text{parfait} \Rightarrow \begin{cases} Z_d = Z_o = \infty \\ A_2 = \infty \end{cases} \text{ donc donc: } \boxed{A_2 = \frac{R_1 + R_2}{R_1}}$$

3)- Le rôle du montage

Un amplificateur non-inverseur.

Remarque:

$$\text{on a } A_{V^P} = \frac{A_2 Z_d (R_1 + R_2)}{R_1 R_2 + R_1 Z_d + R_2 Z_d + A_2 Z_d R_1}$$

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

$$\text{Ainsi: } A_{V^P} = \frac{R_1 + R_2}{\cancel{\frac{R_1 R_2}{A_2 Z_d}} + \cancel{\frac{R_1 Z_d}{A_2 Z_d}} + \cancel{\frac{R_2 Z_d}{A_2 Z_d}} + \cancel{\frac{A_2 Z_d R_1}{A_2 Z_d}}}$$

donc:

$$\boxed{A_{V^P} = \frac{R_1 + R_2}{R_1}}$$

Exo 2

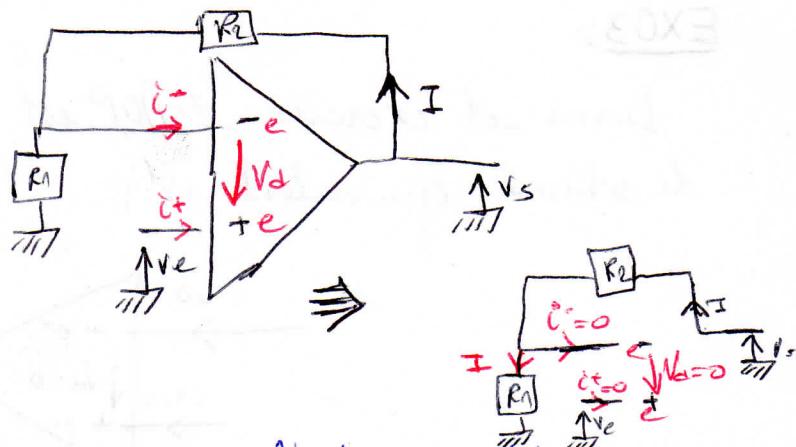
Puisque aucune donnée de l'AOP n'est annoncée, on considère l'AOP comme parfait.

$$\Rightarrow A_2 = \infty$$

$$Z_2 = \infty$$

$$V_2 = 0 \Rightarrow i^{+} = e^{-}$$

$$i^{-} = i^{+} = 0$$



1)- Cet amplificateur est non-inverseur sur l'entrée V_e et branché 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 :

$$\text{On a: } V_e = 1 \sin(\omega t + \phi)$$

$$V_s = 10 \sin(\omega t + \phi)$$

donc

$$A_V = \frac{V_s}{V_e} = 10$$

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

3)- Le gain en tension:

$$G = 20 \log(A_V) = 20 \log\left(\frac{V_s}{V_e}\right)$$

ou:

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

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

4)- Le calcul des résistances R_1 et R_2 :

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

Recherchons pour un signal sinusoïdal:

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

valeur instantanée → phase
valeur max ou valeur crête → pulsation

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

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:

$$V_{e, \text{efficace}} = R_1 I_{efficace}$$

$$R_1 = \frac{V_{e, \text{efficace}}}{I_{efficace}}, \text{ a: } R_1 = 7,1 \text{ k}\Omega$$

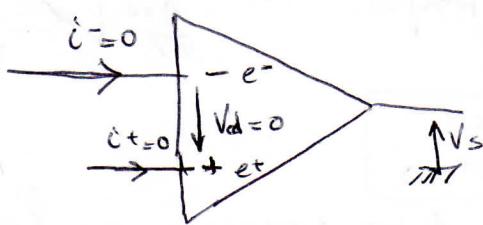
et:

$$V_{s, \text{efficace}} = (R_1 + R_2) I_{efficace}$$

$$R_2 = \frac{V_{s, \text{efficace}} - V_{e, \text{efficace}}}{I_{efficace}}, \text{ a: } R_2 = 63,6 \text{ k}\Omega$$

EX03:

Dans cet exercice, l'IAOP 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 :

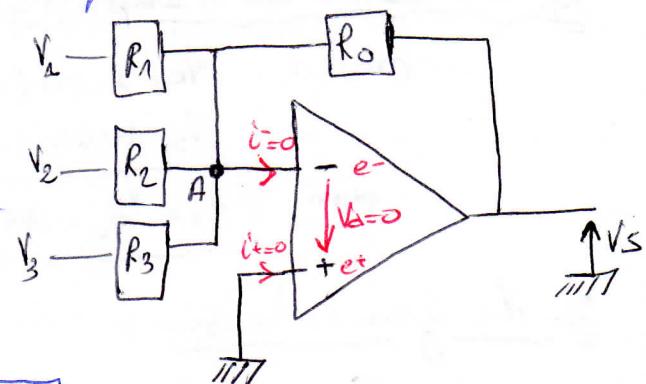
$$V_s = f(V_1, V_2, V_3)$$

$$\text{on sait : } e^+ = 0 = e^- = V_A$$

en appliquant Millman au potentiel A ,

$$0 = \frac{V_1/R_{Ae} + V_2/R_{Be} + V_3/R_{Ce} + V_s/R_o}{N R_{Ae} + N R_{Be} + N R_{Ce} + N R_o}$$

$$\text{donc : } V_s = -R_o \left(\frac{V_3}{R_3} + \frac{V_2}{R_2} + \frac{V_1}{R_1} \right)$$



2) - Le rôle de l'amplificateur

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

c'est un sommeteur inverseur

* Montage ② :

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

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

$$\text{On sait : } e^+ = V_B \text{ et } e^- = V_A$$

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

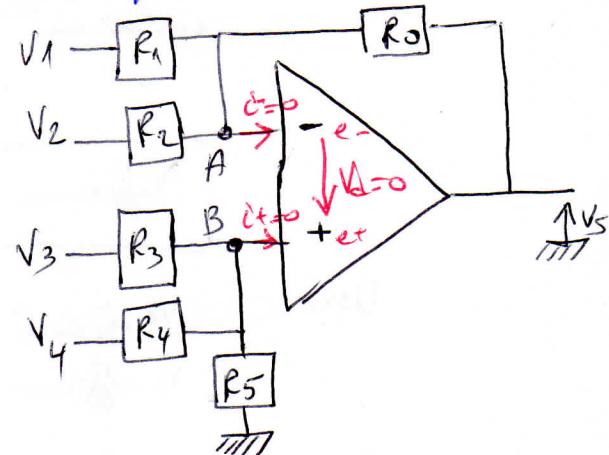
en appliquant Millman

$$\left\{ \begin{array}{l} V_A = \frac{V_2/R_2 + V_1/R_1 + V_s/R_o}{1/R_2 + N R_1 + 1/R_o} \\ V_B = \frac{V_3/R_3 + V_4/R_4 + 0/R_o}{1/R_3 + N R_4 + 1/R_o} \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} V_A = \frac{V_2/R_2 + V_1/R_1 + V_s/R_o}{1/R_2 + N R_1 + 1/R_o} \\ V_B = \frac{V_3/R_3 + V_4/R_4 + 0/R_o}{1/R_3 + N R_4 + 1/R_o} \end{array} \right.$$

D'où donc

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



2) Le rôle de l'amplificateur

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

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 :

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

$$\text{on a: } e^+ = V_B \text{ et } e^- = V_A$$

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

En appliquant Millman

$$\left\{ \begin{array}{l} V_A = \frac{V_1/R_1 + V_s/R_o}{1/R_1 + 1/R_o} \\ V_B = \frac{V_2/R_2 + V_3/R_3 + 0/R_4}{1/R_2 + 1/R_3 + 1/R_4} \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} V_A = \frac{V_1/R_1 + V_s/R_o}{1/R_1 + 1/R_o} \\ V_B = \frac{V_2/R_2 + V_3/R_3 + 0/R_4}{1/R_2 + 1/R_3 + 1/R_4} \end{array} \right.$$

Donc donc :

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

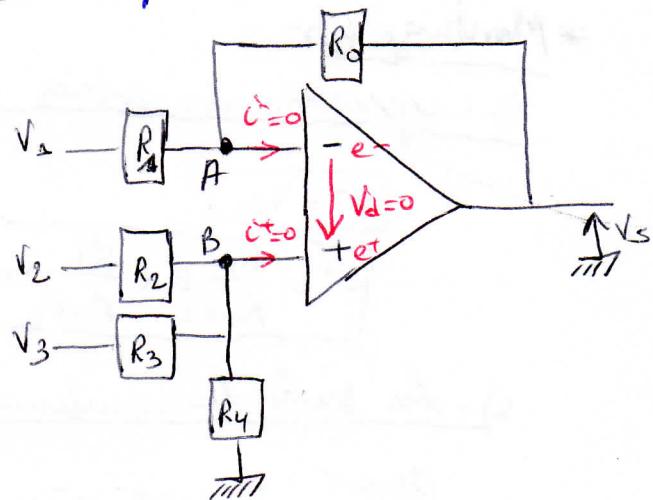
2) Le rôle de l'amplificateur

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

C'est un soustracteur

Remarque:

Dans ces 3 exercices, le retour est vers le borné "-", 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.

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

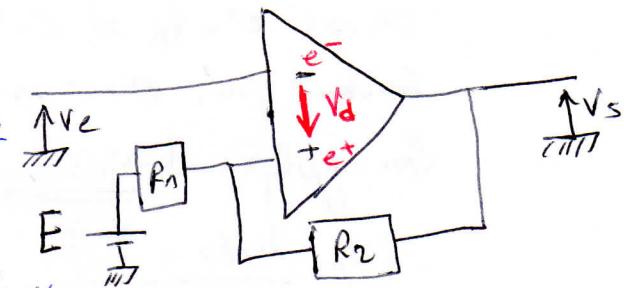
* Montage ①r

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

$$e^- = V_c$$

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

en appliquant
Millman



2) Les seuils de basculement haut et bas:

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

donc

$$V_d = \frac{R_2}{R_1+R_2} E + \frac{R_1}{R_1+R_2} V_S - V_c$$

on mettra

$$\bullet \text{ si } V_S = +V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_2}{R_1+R_2} E + \frac{R_1}{R_1+R_2} V_{sat} - V_c > 0$$

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

ici $V_c < V_{c\text{Haut}}$ le seuil haut

avec

$$V_{c\text{Haut}} = 3,77 \text{ V}$$

$$\bullet \text{ si } V_S = -V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_2}{R_1+R_2} E + \frac{R_1}{R_1+R_2} (-V_{sat}) - V_c < 0$$

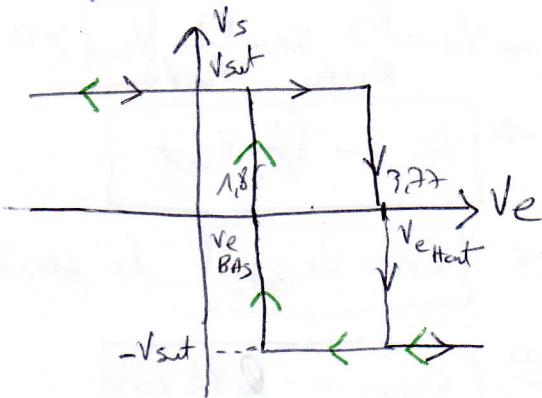
$$\Rightarrow V_c > \frac{R_2}{R_1+R_2} E - \frac{R_1}{R_1+R_2} V_{sat}$$

ici $V_c > V_{c\text{Bas}}$ le seuil bas

avec

$$V_{c\text{Bas}} = 1,85 \text{ V}$$

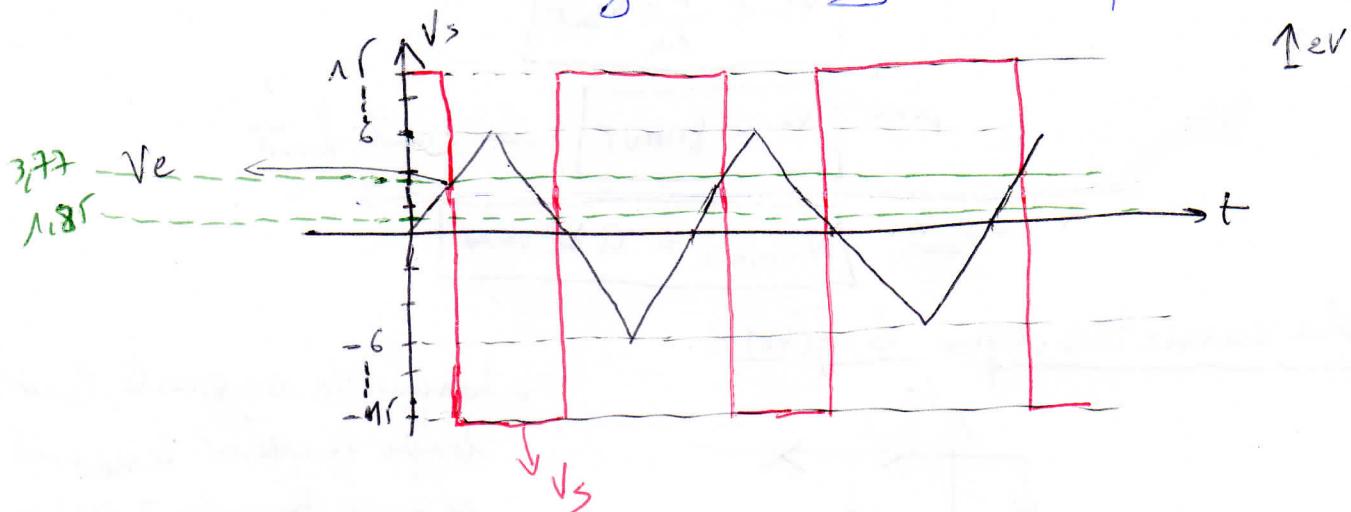
3) - Liné caractéristique $V_s = f(V_e)$



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

4) - Le signal de sortie V_s

V_e est un signal triangulaire d'amplitude 12V.



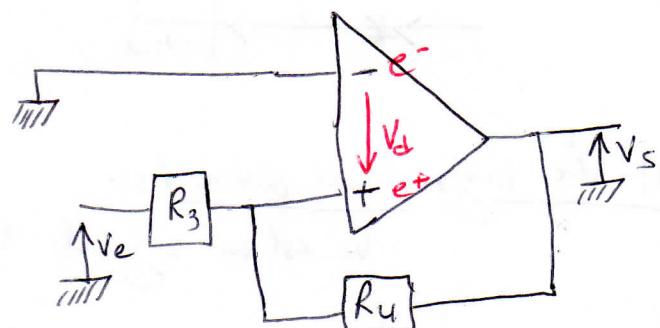
*Montage ④

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

donc

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

on peut r

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

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

dès $V_e > V_{eBAS}$ le seuil bas

donc $V_{eBAS} = -0,82 \text{ Volts}$

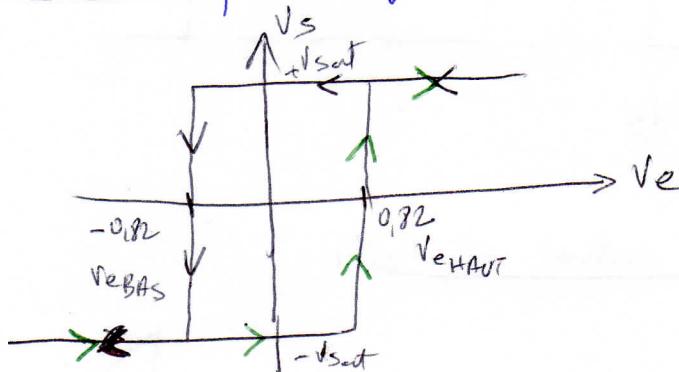
- Si $V_s = -V_{sat} \Rightarrow V_d = \frac{R_4}{R_3+R_4} V_c + \frac{R_3}{R_4+R_3} (-V_{sat}) < 0$

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

dès $V_e < V_{eHAUT}$ le seuil haut

donc $V_{eHAUT} = 0,82 \text{ Volts}$

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 basculement de V_s vers $-V_{sat}$.

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

4)- Le signal de sortie V_{ss}

V_e est un signal triangulaire d'amplitude 10V

