

► Correction : Multivibrateur astable

Pour résoudre ce problème, nous allons procéder par étapes :

- Étude de la relation entre  $V_+$  et  $V_s$
- Étude du comparateur à hystérésis
- Étude du cycle charge / décharge du condensateur
- Calcul de la fréquence et du rapport cyclique.

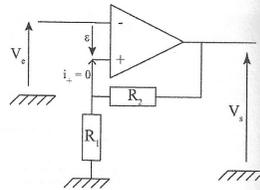
1.

**Diviseur de tension**

On veut trouver une relation entre  $V_e$  et  $V_s$ . Or,  $V_s$  dépend directement du signe de  $\varepsilon = V_+ - V_e$ . Aussi, on cherche une relation qui relie  $V_+ = V_A$  à  $V_s$ .

L'ALI est supposé parfait, donc le courant qu'il absorbe est nul. On peut alors appliquer la formule du **diviseur de tension**. On obtient directement :

$$V_+ = \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_s$$



**Pour mémoire**

On peut être tenté d'utiliser **la loi des nœuds en terme de potentiels** pour exprimer cette relation, par habitude. Cependant, c'est **inutilement compliqué** pour un cas aussi simple, et son utilisation montrerait un manque de recul sur la situation. Il faut utiliser les outils adaptés au problème : inutile d'écraser une mouche avec un marteau !

**Comparateur à hystérésis**

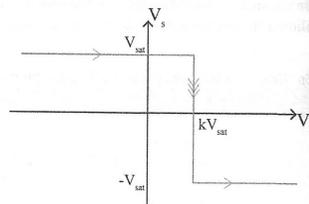
Ce montage est en réalité un **comparateur à hystérésis**, aussi appelé **trigger de Schmitt**. Sa caractéristique s'obtient en deux étapes :

—Phase 1 :  $V_s = V_{sat}$ . On considère  $V_e \ll 0$ , la tension  $\varepsilon$  aux bornes d'entrée de l'ALI est positive et vaut :

$$\varepsilon = V_+ - V_e = kV_{sat} - V_e > 0$$

$V_s$  change lorsque  $\varepsilon$  change de signe.  $V_s = V_{sat}$  tant que :

$$\varepsilon < 0 \Rightarrow V_e > kV_{sat}$$

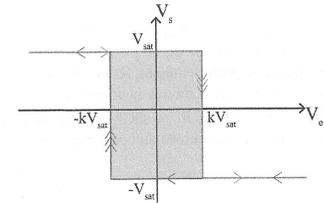


— Phase 2 :  $V_s = -V_{sat}$ , la tension  $\varepsilon$  aux bornes d'entrée de l'ALI est négative et vaut :

$$\varepsilon = V_+ - V_e = -kV_{sat} - V_e < 0$$

La sortie change d'état lorsque  $\varepsilon$  change de signe :

$$\varepsilon > 0 \Rightarrow V_e < -kV_{sat}$$



2.

**Étude du condensateur**

On remarque que la **rétroaction négative** est un circuit  $R-C$ . Les **diodes** vont permettre de changer la résistance selon le sens du courant.

— Phase 1 :  $V_s = V_{sat}$  et  $V_e < kV_{sat} \Rightarrow i > 0$ .

Le courant  $i$  passe donc par  $R_x$ .

Comme l'ALI considéré idéal n'absorbe aucun courant, le condensateur  $C$  et  $R_x$  sont **en série** :  $i = C \frac{dV_e}{dt}$ .

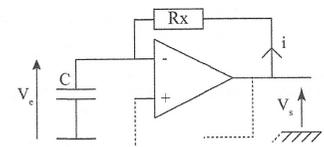
La **loi des mailles** donne  $V_s - V_e = R_x i = R_x C \frac{dV_e}{dt}$ .

On obtient l'équation différentielle :

$$\dot{V}_e + \frac{V_e}{\tau_x} = \frac{V_s}{\tau_x} = \frac{V_{sat}}{\tau_x}$$

Avec  $\tau_x = R_x C$ . Sa solution est :

$$V_e(t) = A \exp\left(\frac{-t}{\tau_x}\right) + V_{sat}$$



On considère qu'à l'instant initial,  $V_s$  vient de basculer de  $-V_{sat}$  à  $+V_{sat}$  donc  $V_e(0) = -kV_{sat}$  d'après l'étude du comparateur à hystérésis. On obtient finalement :

$$V_e(t) = V_{sat} \left[ 1 - (1+k) \exp\left(\frac{-t}{\tau_x}\right) \right]$$

Cette relation est valable jusqu'à ce que  $V_s$  bascule à nouveau. On cherche l'instant de basculement  $t_1$  pour lequel on a :

$$V_e(t_1) = kV_{sat} \Rightarrow t_1 = \tau_x \ln \frac{1+k}{1-k}$$

— Phase 2 :  $V_e = -V_{sat}$  et  $V_c > -kV_{sat} \Rightarrow i < 0$ .

Le courant passe donc par  $R(1-x)$ .

De même que précédemment, le même courant  $i$  passe à travers le condensateur et à travers la résistance, d'où  $i = C \frac{dV_c}{dt}$ . On a  $V_s - V_e = R(1-x)i = R(1-x)C \frac{dV_c}{dt}$ . L'équation différentielle qui régit la tension aux bornes du condensateur est :

$$\dot{V}_c + \frac{V_c}{\tau_{1-x}} = \frac{V_s}{\tau_{1-x}} = \frac{V_{sat}}{\tau_{1-x}}$$

Avec  $\tau_{1-x} = (1-x)RC$ . On intègre l'équation :

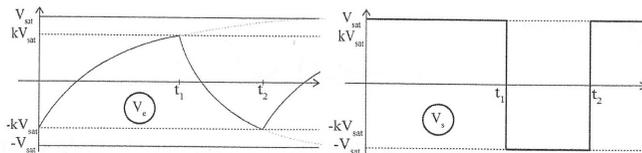
$$V_c(t) = B \exp\left(\frac{-(t-t_1)}{\tau_{1-x}}\right) - V_{sat}$$

Au début de la phase, la tension  $V_c$  vient de basculer de  $+V_{sat}$  à  $-V_{sat}$ , donc  $V_c(t_1) = kV_{sat}$  d'après l'étude du comparateur à hystérésis. On obtient finalement :

$$V_c(t) = V_{sat} \cdot \left[ (1+k) \exp\left(\frac{-(t-t_1)}{\tau_{1-x}}\right) - 1 \right]$$

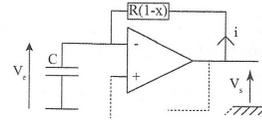
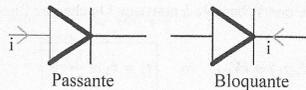
On cherche l'instant de basculement, c'est-à-dire l'instant  $t_2$  tel que  $V_c(t_1+t_2) = -kV_{sat}$  :

$$V_c(t_1+t_2) = -kV_{sat} \Rightarrow t_2 = \tau_{1-x} \ln \frac{1+k}{1-k}$$



**Astuce**

Pour savoir quelle diode est passante, on regarde le sens du courant : si celui-ci arrive dans le sens de la pointe de flèche le courant passe, sinon la diode est **bloquée** :



**Fréquence et rapport cyclique**

La fréquence se déduit de la période  $T = t_1 + t_2 = RC \ln \frac{1+k}{1-k}$ . Soit :

$$f = \frac{1}{RC} \ln \left( \frac{1+k}{1-k} \right)^{-1}$$

Le **rapport cyclique**  $\alpha$  est le rapport entre la durée du front haut du signal ( $V_s$  en l'occurrence) et la période du signal. Ainsi :

$$\alpha = \frac{t_1}{T} = x$$

C'est tout l'intérêt de ce montage par rapport au multivibrateur astable classique (aussi appelé **bascule de Schmitt**) : on peut modifier le rapport cyclique du signal de sortie avec un simple potentiomètre.

**Question d'examinateur**

Quelle est la fréquence maximale atteignable par le montage ?

La fréquence est limitée par la vitesse limite de balayage en tension, plus fréquemment appelée **slew rate** de l'ALI :  $\delta = \left. \frac{dV_c}{dt} \right|_{\max}$ . L'ALI doit avoir le temps de passer de  $V_{sat}$  à  $-V_{sat}$  pour que le condensateur se charge. Cette transition dure au maximum  $t_m = \frac{2V_{sat}}{\delta}$ . Or une période du signal présente deux changements de tension, soit :  $f_{\max} = \frac{1}{2t_m} = \frac{\delta}{4V_{sat}}$ .

Pour le TL081, souvent utilisé en travaux pratiques de CPGE, le slew rate vaut  $\delta = 13 \text{ V } \mu\text{s}^{-1}$ . Pour une tension de sortie de  $+15 \text{ V} / -15 \text{ V}$ , cela correspond à une fréquence de :  $f_{\max} = 217 \text{ kHz}$