

E4-02

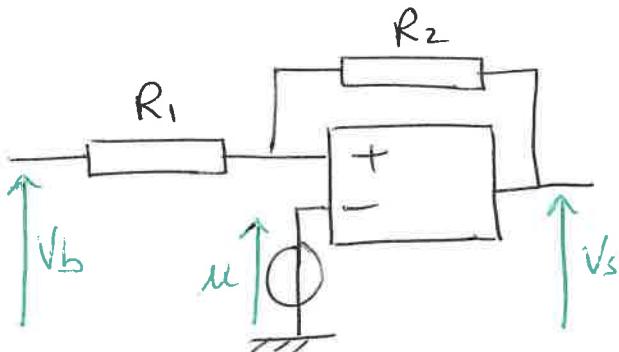
1) L'ALI de gauche ne possède pas de rétroaction sur l'entrée inverseuse \ominus .

Il est donc instable et fonctionne en régime saturé.

On a donc deux cas possibles :

- * $V_s = +V_{sat}$ si $\varepsilon > 0$
- * $V_s = -V_{sat}$ si $\varepsilon < 0$

1^{er} cas $V_s = +V_{sat}$. Il faut pour cela $\varepsilon > 0$.



$$\text{J'a } V_- = u.$$

On obtient par ailleurs V_+ en observant que $i_+ = 0$

donc par loi d'Ohm

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

d'où $\frac{R_1 V_s + R_2 V_b}{R_1 + R_2} = V_+$

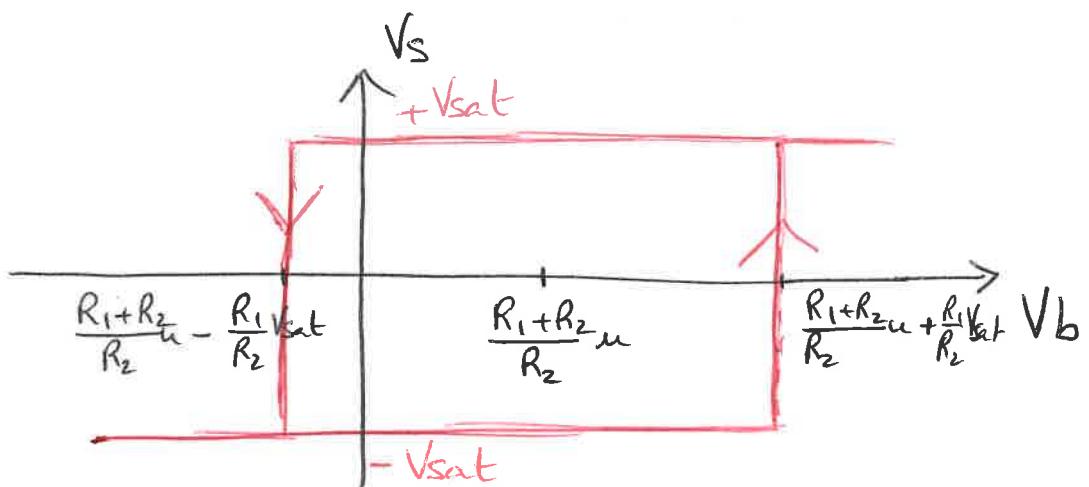
On a donc $V_s = +V_{sat}$ si $V_+ > u$ donc si

$$V_b > \frac{(R_1 + R_2)u - R_1 V_{sat}}{R_2}$$

2^e cas Si $V_s = -V_{sat}$. Il faut $\varepsilon < 0$ pour cela. Le même raisonnement conduit cette fois à

$$V_b < \frac{R_1 + R_2}{R_2} u + \frac{R_1}{R_2} V_{sat}$$

On trace alors le cycle d'hystéresis suivant :



Les commutations de V_{sat} vers $-V_{sat}$ et de $-V_{sat}$ vers $+V_{sat}$ se font à 2 seuils différents : le montage présente un cycle d'hystéresis dans le sens trigonométrique.

2) Cette fois l'ALI est en régime linéaire car il y a une rétroaction sur l'entrée Θ . Étant également de gain infini, cela impose $\varepsilon = 0$.

Or ici $V_+ = \vartheta$ et puisque $i_- = 0$ on a par loi d'Ohm

$$\frac{V_s - V_-}{R} = (V_- - V_b) j_C w$$

d'où, puisque $V_- = V_+ = \vartheta$,

$$V_s - \vartheta = jRC\omega (\vartheta - V_b)$$

et donc

$$\underline{V_b} = \vartheta - \frac{V_s - \vartheta}{jRC\omega} = \frac{-V_s + \vartheta (jRC\omega + 1)}{jRC\omega}$$

3) En fait, en repassant en réel,

$$jRC\omega \underline{V_b} = -V_s + \vartheta (jRC\omega + 1)$$

donne

$$RC \frac{dV_b}{dt} = -V_s + RC \frac{d\vartheta}{dt} + \vartheta$$

Car ϑ est constante

d'où

$$V_b = -\frac{1}{RC} \int_0^t V_s(u) du + \frac{1}{RC} \int_0^t \vartheta du + \text{cste.}$$

Lorsque $V_s = +V_{sat}$, on a donc

$$V_b(t) = V_b(0) - \frac{V_{sat} - \vartheta}{RC} t$$

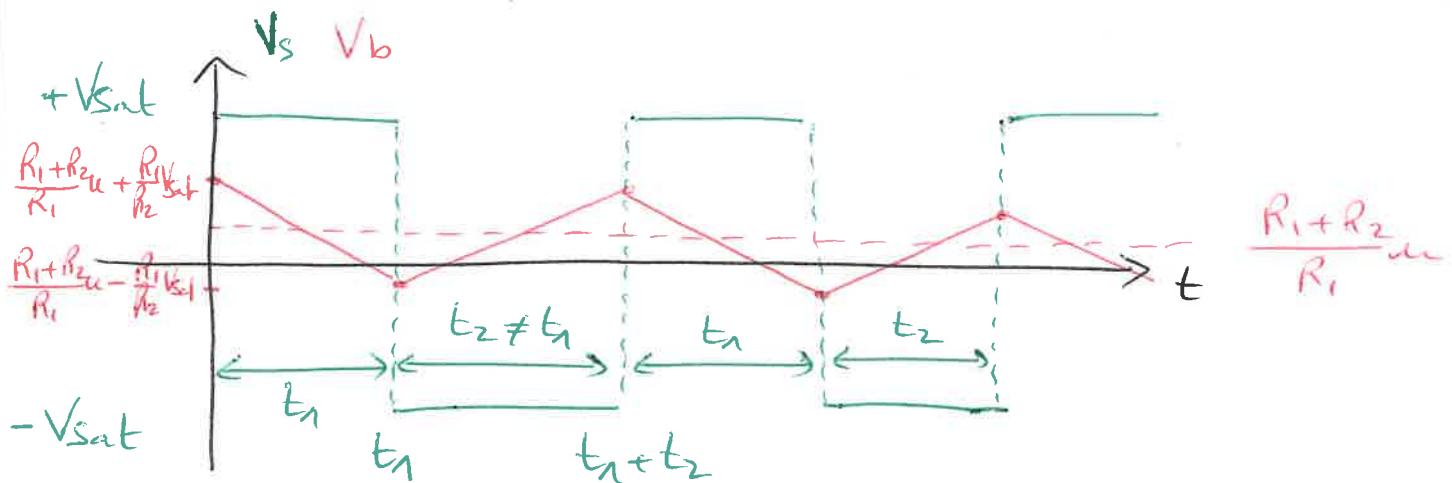
et $V_b(t) = V_b(0) + \frac{V_{sat} + \vartheta}{RC} t$ lorsque $V_s = -V_{sat}$.

Donc, $\begin{cases} V_b \text{ diminue si } V_s = +V_{sat} \\ V_b \text{ augmente si } V_s = -V_{sat} \end{cases}$

(3)

et ces deux comportements amènent V_b à dépasser les seuils qui conduisent aux basculements de V_s .

En conséquence, V_s va basculer périodiquement de $+V_{sat}$ à $-V_{sat}$. On trace



Dans ce montage, la valeur moyenne de V_b est non nulle et vaut $\frac{R_1+R_2u}{R_1}$.

4) Prenons pour origine des temps $t=0$ la bascule de $-V_{sat}$ à $+V_{sat}$ (de V_s).

Alors à ce moment V_b vaut $\frac{R_1+R_2u}{R_1} V_{sat} = V_b(0)$ et $V_s = +V_{sat}$.

Après cela, on a d'après la question 3

$$\begin{aligned} V_b(t) &= V_b(0) - \frac{1}{RC} (V_{sat} - \omega) t \\ &= \frac{R_1+R_2}{R_1} u + \frac{R_1}{R_2} V_{sat} - \frac{1}{RC} (V_{sat} - \omega) t. \end{aligned}$$

La bascule de $+V_{sat}$ à $-V_{sat}$ a lieu lorsque

$$V_b(t) = \frac{R_1 + R_2}{R_1} u - \frac{R_1}{R_2} V_{sat}$$

donc pour

$$-\frac{R_1}{R_2} V_{sat} = \frac{R_1}{R_2} V_{sat} - \frac{1}{R_C} (V_{sat} - v) t$$

c'est-à-dire

$$t_1 = \frac{2R_1 R_C}{R_2} \frac{V_{sat}}{V_{sat} - v}$$

à l'inverse, une fois que $V_s = -V_{sat}$, alors

$$V_b(t_1 + t) = V_b(t_1) + \frac{V_{sat} + v}{R_C} t$$

$$\text{avec } V_b(t_1) = \frac{R_1 + R_2}{R_1} u - \frac{R_1}{R_2} V_{sat}$$

La bascule suivante vers $V_s = +V_{sat}$ est obtenue pour t_2 tel que

$$V_b(t_1 + t_2) = \frac{R_1 + R_2}{R_1} u + \frac{R_1}{R_2} V_{sat}$$

soit pour

$$-\frac{R_1}{R_2} V_{sat} + \frac{V_{sat} + v}{R_C} t_2 = \frac{R_1}{R_2} V_{sat}$$

donc

$$t_2 = \frac{2R_1 R_C V_{sat}}{R_2 (V_{sat} + v)}$$

Et finalement la période est $T = t_1 + t_2$
donc

$$T = \frac{2 R_1 R_C}{R_2} V_{sat} \left(\frac{1}{V_{sat} - v} + \frac{1}{V_{sat} + v} \right)$$
$$= \frac{2 R_1 R_C}{R_2} V_{sat} \frac{2 V_{sat}}{V_{sat}^2 - v^2}$$

et finalement

$$T = \frac{4 R_1 R_C V_{sat}^2}{R_2 (V_{sat}^2 - v^2)}$$

On comprend que la tension v permet de commander la période de l'oscillation spontanée.