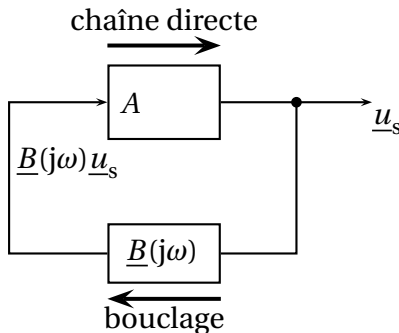


# Électronique L'oscillateur à pont de Wien - compléments

## 1 — Principe d'un oscillateur à rétroaction

Un oscillateur à rétroaction a pour schéma fonctionnel :



Il est constitué de deux éléments :

- une *chaîne directe*, qui est un amplificateur linéaire de gain  $A$  ;
- une *chaîne de retour*, assurant la rétroaction, qui a une fonction de transfert  $\underline{B}(j\omega)$ .

Dans un fonctionnement en oscillateur, on obtient un signal de sortie en l'absence de signal d'entrée :

La tension de sortie  $\underline{u}_s$  est prélevée à la sortie de la chaîne directe, et envoyée à l'entrée de la chaîne de retour. La sortie  $\underline{B}(j\omega)$  de la chaîne de retour est envoyée à l'entrée de la chaîne directe, dont la sortie est alors  $A\underline{B}(j\omega)$ , d'où

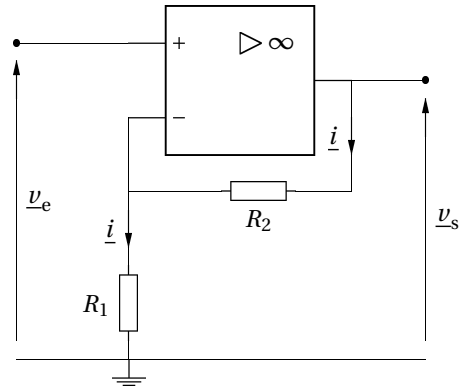
$$[1 + A\underline{B}(j\omega)] \underline{u}_s = 0.$$

Le système fonctionne en oscillateur si  $\underline{u}_s \neq 0$ , ce qui n'est possible que si  $1 + A\underline{B}(j\omega) = 0$ .

## 2 — L'oscillateur à pont de Wien

### 2.1 Chaîne directe : l'étage amplificateur

Cet étage est construit à partir d'un ALI fonctionnant en régime linéaire.



Les courants étant nuls dans les entrées inverseuses et non inverseuses, la même intensité  $\underline{i}$  traverse les deux résistances. L'ALI fonctionnant en régime linéaire, on a  $v_+ = v_-$ .

On a donc  $\underline{v}_e = R_1 \underline{i}$  et  $\underline{v}_s = (R_1 + R_2) \underline{i}$ , d'où

$$\frac{\underline{v}_s(t)}{\underline{v}_e(t)} = A \quad \text{avec} \quad A = 1 + \frac{R_2}{R_1}.$$

► On a  $A_1 > 1$  : ce montage réalise une **amplification**.

Les relations précédentes sont valables tant que l'ALI fonctionne en régime linéaire, c'est-à-dire tant que  $|\underline{v}_s| < V_{\text{sat}}$ . Il faut donc

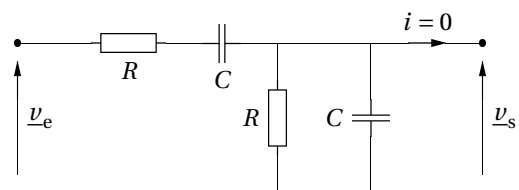
$$-V_{\text{sat}} < \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) |\underline{v}_e| < V_{\text{sat}}$$

d'où

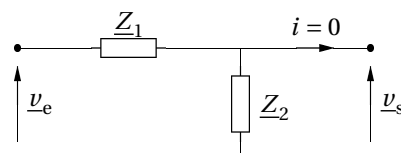
$$-\frac{R_1}{R_1 + R_2} V_{\text{sat}} < |\underline{v}_e| < \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_{\text{sat}}.$$

### 2.2 Chaîne de retour : le filtre de Wien

Le filtre de Wien a pour structure



Le filtre se ramène à



avec

$$\underline{Z}_1 = R + \frac{1}{jC\omega} = \frac{1 + jRC\omega}{jC\omega} \quad \text{et} \quad \underline{Z}_2 = \frac{R}{1 + jRC\omega}.$$

La fonction de transfert s'écrit donc

$$\underline{B}(j\omega) = \frac{H_0}{1 + jQ\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$$

avec

$$H_0 = \frac{1}{3}; \quad Q = \frac{1}{3} \quad \text{et} \quad \omega_0 = \frac{1}{RC}.$$

Le facteur de qualité de ce filtre est  $Q = 1/3$ , valeur faible : **ce filtre n'est pas très sélectif.**

On peut établir l'équation différentielle reliant les tensions d'entrée et de sortie à partir de la fonction de transfert de ce filtre :

$$\frac{v_s}{v_e} = \frac{H_0}{1 + j\frac{Q\omega_0}{\omega} + \frac{Q\omega_0}{j\omega}}$$

soit

$$\left(1 + \frac{Q}{\omega_0}j\omega + \frac{Q\omega_0}{j\omega}\right)v_s = H_0 v_e$$

d'où

$$(j\omega)^2 v_s + \frac{\omega_0}{Q}j\omega v_s + \omega_0^2 v_s = H_0 \frac{\omega_0}{Q}j\omega v_e.$$

Comme  $H_0 = Q = 1/3$ , on a

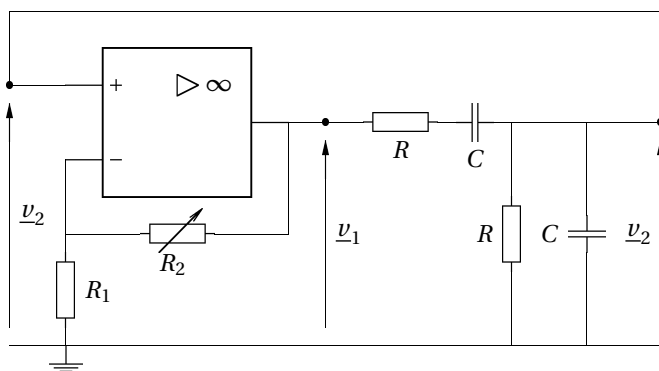
$$(j\omega)^2 v_s + 3\omega_0 j\omega v_s + \omega_0^2 v_s = \omega_0 j\omega v_e.$$

L'équation différentielle correspondante est donc

$$\frac{d^2 v_s}{dt^2} + 3\omega_0 \frac{dv_s}{dt} + \omega_0^2 v_s = \omega_0 \frac{dv_e}{dt}. \quad (1)$$

### 2.3 Fonctionnement théorique de l'oscillateur

Le schéma du montage est



1. L'amplitude des oscillations est de l'ordre de l'amplitude initiale.

Le pont de Wien impose entre  $v_1(t)$  et  $v_2(t)$  la relation

$$\frac{d^2 v_2}{dt^2} + 3\omega_0 \frac{dv_2}{dt} + \omega_0^2 v_2 = \omega_0 \frac{dv_1}{dt}. \quad (2)$$

En fonctionnement linéaire, l'étage amplificateur impose entre  $v_1(t)$  et  $v_2(t)$  la relation  $v_1(t) = G_0 v_2(t)$ .

On en déduit

$$\frac{d^2 v_2}{dt^2} + (3 - G_0)\omega_0 \frac{dv_2}{dt} + \omega_0^2 v_2 = 0. \quad (3)$$

Si l'on fixe  $G_0 = 3$ , l'équation (3) se ramène à l'équation de l'oscillateur harmonique

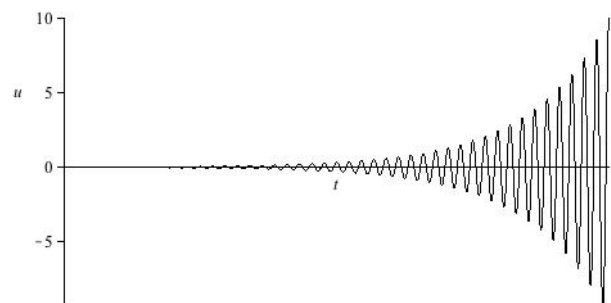
$$\frac{d^2 v_2}{dt^2} + \omega_0^2 v_2(t) = 0. \quad (4)$$

La tension  $v_2(t)$  est alors sinusoïdale, à la pulsation  $\omega_0$ , son amplitude étant fixée par les conditions initiales.

### 2.4 Fonctionnement pratique de l'oscillateur

Le cas  $A = 3$  ne permet pas en pratique d'observer des oscillations, en raison des conditions initiales : à  $t = 0$ , on a  $v_s(0) \approx 0$  si les condensateurs sont déchargés. En fait, on aura toujours une tension parasite due à l'alimentation continue de l'ALI, mais son amplitude faible ne permettra pas d'observer des oscillations d'amplitude notable<sup>1</sup>. Pour que des oscillations prennent naissance, il faut qu'une faible valeur initiale de  $v_2$  soit **amplifiée**, c'est-à-dire que le coefficient de la dérivée première de l'équation différentielle (3) soit négatif :  $3 - A < 0$ .

La condition d'accrochage s'écrit donc  $A > 3$ . Cependant, on observe alors des oscillations dont l'amplitude croît exponentiellement. Par exemple, pour  $A = 3,05$ , avec les conditions initiales  $v_2(0) = 0,01$  et  $v_2'(0) = 0$ , on obtient



En réalité, le comportement observé est tout autre. L'équation (3) a été établie en supposant un fonctionnement linéaire de l'ALI, ce qui n'est le cas que si  $|v_2| < \frac{V_{\text{sat}}}{A}$ . Quand  $|v_2|$  dépasse  $V_{\text{sat}}/A$ , l'ALI est en régime de fonctionnement saturé. On a alors  $v_1(t) = \pm V_{\text{sat}}$  constante, et l'équation (2) s'écrit

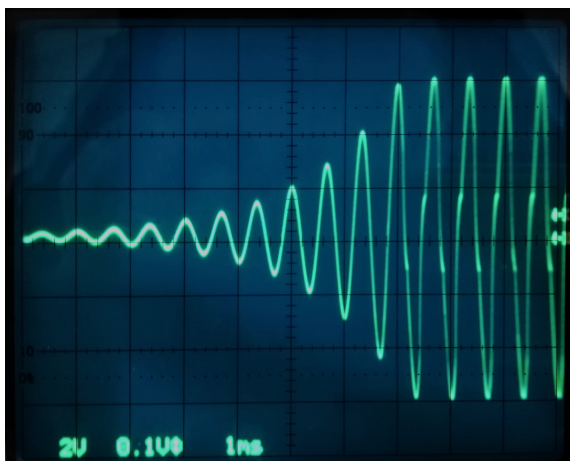
$$\frac{d^2 v_2}{dt^2} + 3\omega_0 \frac{dv_2}{dt} + \omega_0^2 v_2 = 0.$$

Il s'agit de l'équation d'un oscillateur linéaire **amorti**. La propriété générale de la solution est  $\lim_{t \rightarrow \infty} v_2(t) = 0$  : la tension de sortie décroît en amplitude, jusqu'à ce que l'ALI repasse en régime linéaire.

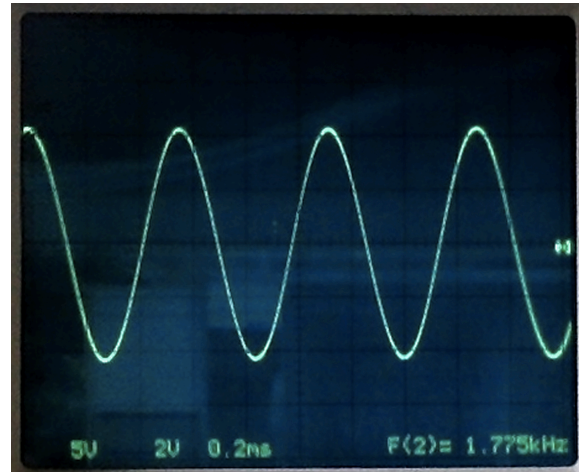
La tension  $v_2(t)$  se remet alors à effectuer des oscillations croissantes, etc.

Si la condition d'accrochage est juste vérifiée ( $A = 3 + \eta$ , avec  $\eta \ll 1$ ), les oscillations seront *quasi-sinusoïdales* : l'ALI fonctionne presque tout le temps en régime linéaire.

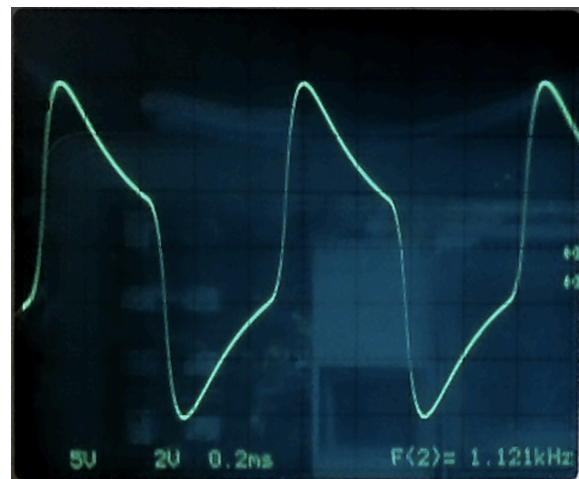
On peut visualiser la naissance des oscillations en suivant leur évolution temporelle :



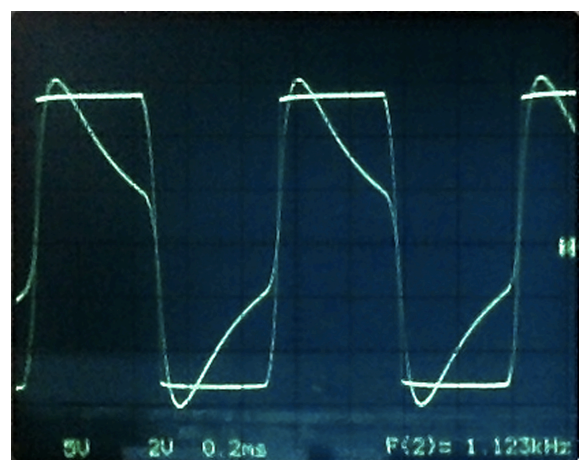
Les oscillations sont ici légèrement différentes d'une sinusoïde :  $A$  est sensiblement supérieur à 3. En régime établi, les oscillations sont quasi-sinusoïdales. En prenant  $A$  très proche de 3, on ne distingue pas la différence avec une sinusoïde :



Si on a  $A > 3$  de façon assez importante, le circuit fonctionne toujours en oscillateur, mais les oscillations ne sont plus sinusoïdales, et de pulsation  $\omega_{\text{osc}} \neq \omega_0$  :



Si l'on visualise la tension  $v_1(t)$  en sortie de l'ALI, on constate que celui-ci fonctionne ici presque tout le temps en régime saturé :

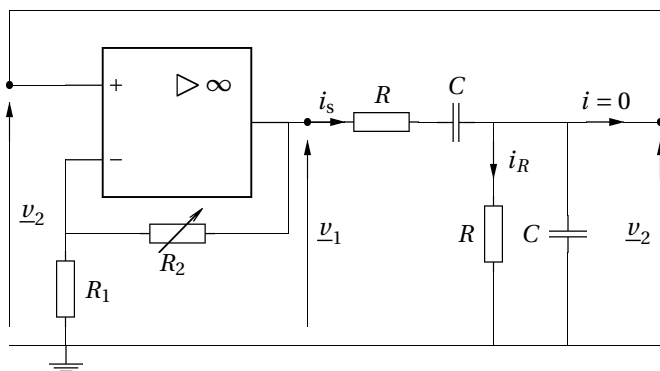


- Pour qu'un oscillateur démarre, il faut que le gain de l'étage amplificateur en régime linéaire dépasse une valeur seuil : c'est la **condition d'accrochage**.
- Les **non-linéarités** de l'étage amplificateur permettent un fonctionnement stable de l'oscillateur.
- Le régime permanent est obtenu quand les gains fournis par l'étage amplificateur compensent les pertes.

### 3 — Complément : bilan de puissance

On note les courants  $i_s$  et  $i_R$  sur le schéma.

On considère les oscillations sinusoïdales à la pulsation  $\omega_0$ .



La puissance moyenne fournie par l'ALI au pont de Wien est

$$\langle P_{\text{ALI}} \rangle = \frac{1}{2} \operatorname{Re}(v_1 i_s^*).$$

Le courant étant nul dans l'entrée non inverseuse de l'ALI, le courant  $i$  de sortie du pont de Wien est nul, comme indiqué sur le schéma.

Le pont de Wien peut être considéré comme l'association  $(R) + (C) + (R//C)$ , traversée par le courant  $i_s$ . L'impédance de l'ensemble est donc

$$\underline{Z}_{\text{PW}} = R + \frac{1}{jC\omega} + \frac{R}{1+jRC\omega}.$$

On se place à la pulsation de résonance telle que  $RC\omega_0 = 1$ ; on a donc

$$\begin{aligned} \underline{Z}_{\text{PW}} &= R + \frac{R}{j} + \frac{R}{1+j} = R \left( 1 - j + \frac{1}{1+j} \right) \\ &= R \frac{(1-j)(1+j) + 1}{1+j} = R \frac{3}{1+j} = R \frac{3(1-j)}{(1+j)(1-j)} \end{aligned}$$

d'où

$$\underline{Z}_{\text{PW}} = \frac{3}{2}(1-j)R.$$

On a donc pour cette pulsation

$$v_1 = \underline{Z}_{\text{PW}}(j\omega_0) i_s = \frac{3}{2}(1-j)R i_s$$

$$\langle P_{\text{ALI}} \rangle = \frac{1}{2} \operatorname{Re}(v_1 i_s^*) = \frac{1}{2} \operatorname{Re} \left( \frac{3}{2}(1-j)R i_s i_s^* \right)$$

soit

$$\langle P_{\text{ALI}} \rangle = \frac{3}{4} R |i_s|^2.$$

Le courant  $i_s$  se répartit dans  $R$  et  $C$  (en parallèle); on a donc un pont diviseur de courant, et

$$i_R = \frac{\frac{1}{jC\omega_0}}{R + \frac{1}{jC\omega_0}} i_s = \frac{1}{1 + jRC\omega_0} i_s = \frac{1}{1+j} i_s$$

On peut aussi remarquer que  $v_2 = R i_R$ . Les conditions d'oscillations donnent  $v_1 = 3v_2$ , d'où

$$i_R = \frac{1}{R} v_2 = \frac{1}{3R} v_1 = \frac{(1-j)}{2} i_s$$

qui est bien le même résultat étant donné que

$$\frac{1}{1+j} i_s = \frac{(1-j)}{(1+j)(1-j)} i_s = \frac{(1-j)}{2} i_s.$$

On a donc

$$|i_R|^2 = \frac{1}{1+1} |i_s|^2 = \frac{1}{2} |i_s|^2,$$

d'où

$$\langle P_J \rangle = \frac{1}{2} R |i_s|^2 + \frac{1}{2} R |i_R|^2 = \frac{1}{2} R |i_s|^2 + \frac{1}{2} R \frac{1}{2} |i_s|^2$$

soit

$$\langle P_J \rangle = \frac{3}{4} R |i_s|^2.$$

On a bien

$$\langle P_{\text{ALI}} \rangle = \langle P_J \rangle.$$

On en conclut la propriété générale suivante :

**Le régime permanent de cet oscillateur est obtenu quand les gains compensent les pertes.**

Les gains sont fournis par l'ALI, les pertes sont dissipées dans le pont de Wien qui comporte des résistances.