

# Électronique

## TD Génération de signaux

May 12, 2020

### 1 Générateur RC à pont de Wien

Le circuit présenté sur la figure 1 est utilisé pour générer un signal sinusoïdal. Il associe un amplificateur opérationnel avec une gain  $A_0 = V_{s,1}/V_{e,1}$  (voir la figure 2), supposé constant pour le moment, et un circuit réactif de fonction de transfert  $\beta(j\omega) = V_{s,2}/V_{e,2}$  (voir la figure 3). Les diodes D1 et D2 sont des diodes en silicium de tension de seuil  $V_{D0} = 0.6$  V, de résistance série supposée nulle à l'état passant et infinie à l'état bloqué.

On fixe  $R_1 = R = 100 \Omega$ . Les valeurs de  $C$ ,  $R_2$ , et  $R_3$  ne sont pas fixées.

Pour le moment, l'interrupteur K est fermé.

1. Donner l'expression de  $\beta(j\omega)$ .

$$\beta(j\omega) = \frac{j\omega RC}{1 + 3j\omega RC - (\omega RC)^2}$$

2. Quelle est la condition sur  $A_0$  et  $\beta(j\omega)$  pour que le circuit oscille?

$$A_0\beta j\omega = 1$$

3. À partir de cette condition:

- (a) L'expression de la fréquence d'oscillation  $f_0$
- (b) La condition sur  $R_1$  et  $R_2$  pour que l'oscillation se maintienne à amplitude constante, sans écrêtage.

$$f_0 = \frac{1}{2\pi RC} \text{ et } A_0 = 3 \Rightarrow R_2 = 2R_1$$

4. Application numérique: Donner les valeurs de  $C$  et  $R_2$  permettant d'obtenir une oscillation d'amplitude constante à 50 kHz, sans écrêtage.

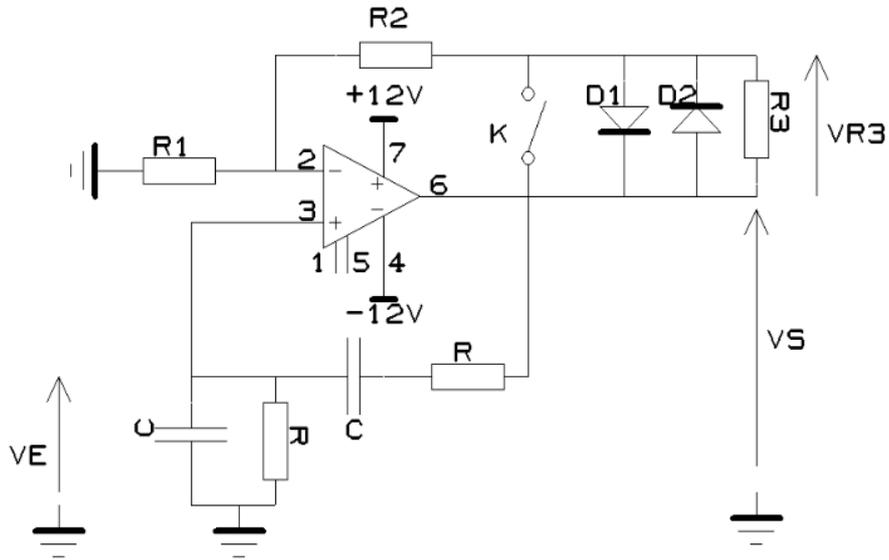


Figure 1: Schéma complet de l'oscillateur.

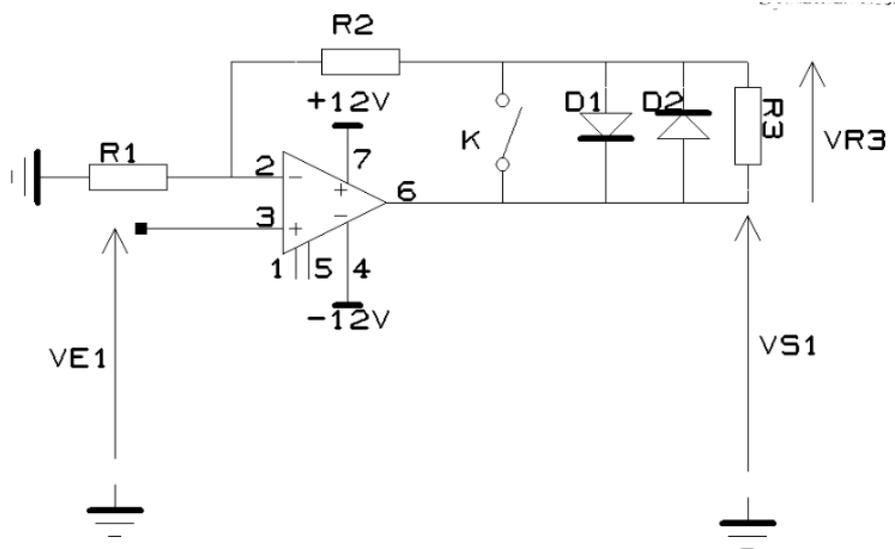


Figure 2: Amplificateur.

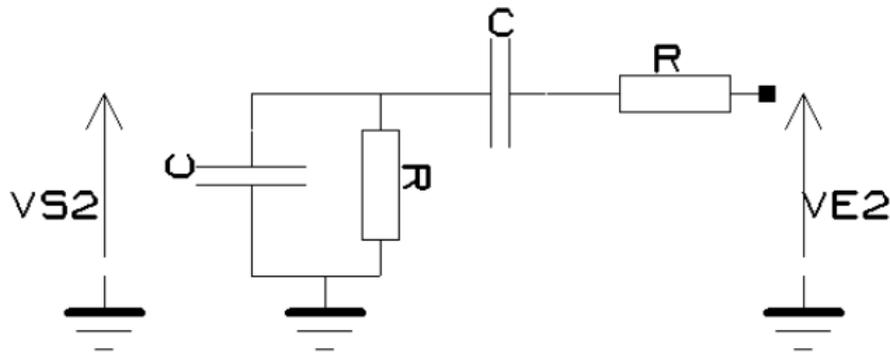


Figure 3: Circuit réactif.

$$C = 32 \text{ nF et } R_2 = 200 \Omega$$

5. Préciser la valeur de l'amplitude crête du signal de sortie. Comment cette amplitude peut-elle, en pratique, être modifiée ?

$V_{s,max} = 12 \text{ V}$ . Elle ne peut être modifiée qu'en changeant la tension d'alimentation de l'amplificateur opérationnel.

Les calculs précédents reposent sur l'hypothèse que le gain  $A_0$  est indépendant de la fréquence. En réalité, l'amplificateur se comporte comme un système du 1<sup>er</sup> ordre et son gain  $G$  dépend de la fréquence, soit :

$$G(j\omega) = G(j2\pi f) = \frac{A_0}{1 + j \frac{f}{F_c}}$$

où  $F_c$  est la fréquence de coupure.

6. On veut que l'oscillateur fonctionne à la fréquence  $F_c$ . Quelles sont les valeurs du gain et du déphasage introduits par l'amplificateur à cette fréquence ?

$$G(j2\pi f_c) = \frac{A_0}{1 + j} \Rightarrow |G(j2\pi f_c)| = \frac{A_0}{\sqrt{2}} \text{ et } \Delta\phi = -\frac{\pi}{4}$$

7. En déduire les conditions sur  $R$ ,  $C$  et la valeur de  $A_0$  pour lesquelles le circuit oscille à amplitude constante, sans écrêtage.

$$G(j\omega_c)\beta(j\omega_c) = 1 \Rightarrow \text{Arg}(\beta j\omega_c) = \frac{\pi}{4} \Rightarrow \frac{3\omega_c RC}{1 - (\omega_c RC)^2} = 1$$

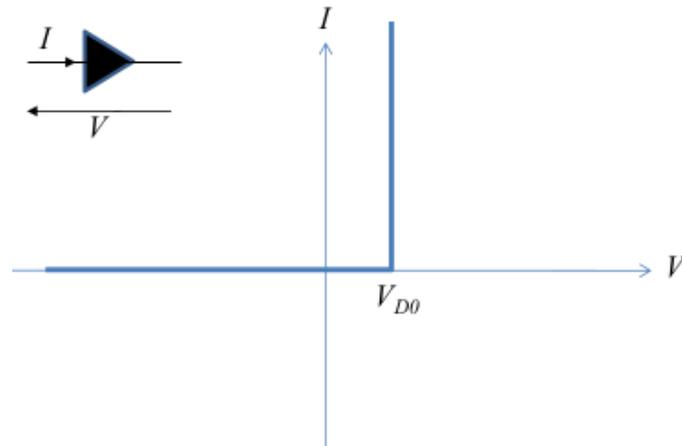


Figure 4: Caractéristique courant-tension d'une diode idéale.

D'où  $\omega_c RC \approx 0,3028$  et

$$|G(j\omega_c)| = \frac{A_0}{\sqrt{2}} = \frac{1}{|\beta(j\omega_c)|} \Rightarrow A_0 = \frac{\sqrt{2}}{|\beta(j\omega_c)|} \approx 6 \Rightarrow R_2 = 5R_1$$

8. On utilise un amplificateur opérationnel dont le produit gain-bande passante est de 3 MHz. Déterminer les valeurs de  $F_c$  et de  $C$ .

$$A_0 = 6 \text{ et } A_0 F_c = 3 \text{ MHz} \Rightarrow F_c = 500 \text{ kHz.}$$

A présent, on étudie le fonctionnement du circuit lorsque l'interrupteur est ouvert. La fréquence d'oscillation souhaitée est la même que dans la question 4.

9. Tracer la caractéristique courant-tension de l'une des diodes  $D_1$  ou  $D_2$ .

Voir la figure 4

Pour les 2 questions suivantes, on suppose que  $D_1$  et  $D_2$  sont bloquées.

10. Donner l'expression du gain de l'amplificateur.

$$A_0 = 1 + \frac{R_2 + R_3}{R_1}$$

11. Donner l'expression de  $V_{R_3}$  en fonction de  $V_{in}$ .

$$V_{R_3} = \frac{R_3}{R_3 + R_2}(V^- - V_s) = \frac{R_3}{R_3 + R_2}(V_e - V_s) = \frac{R_3}{R_3 + R_2}V_e(1 - A_0) = -\frac{R_3}{R_1}V_e$$

12. Partant de l'état précédent ( $D_1$  et  $D_2$  bloquées), à quelle condition sur  $V_e$  la diode  $D_2$  devient-elle passante ? Quel est alors l'état de  $D_1$  ?

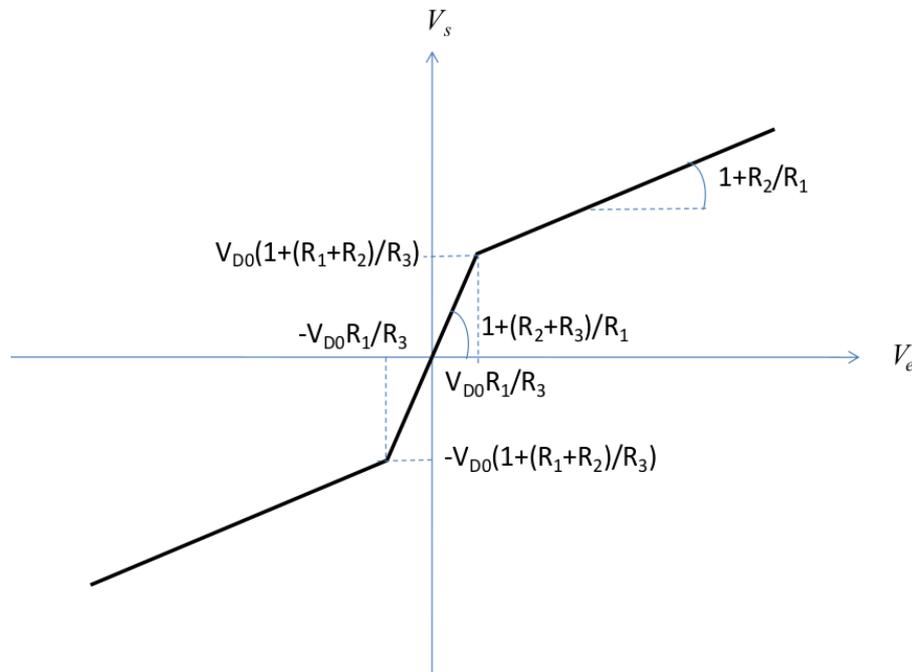


Figure 5: Caractéristique de transfert  $V_s = f(V_e)$  de l'amplificateur.

$D_2$  devient passante lorsque  $V_{R_3} < -V_{D0} \Rightarrow V_e > \frac{R_1}{R_3}V_{D0}$ .  $D_2$  passante  $\Rightarrow D_1$  bloquée.

13. Dessiner alors le schéma équivalent de l'amplificateur. En déduire la relation entre  $V_s$ ,  $V_e$ , et  $V_{D0}$  lorsque  $D_2$  est passante et que  $D_1$  bloquante ( $V_{D0}$  étant la tension seuil de la diode).

Par superposition entre  $V_e$  et  $V_{D0}$ :  $V_s = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V_e + V_{D0}$

14. Tracer la caractéristique de transfert  $V_s = f(V_e)$  de l'amplificateur pour  $-15 \text{ V} < V_e < 15 \text{ V}$ .

Voir la figure 5.

15. Quel est l'avantage d'introduire les diodes  $D_1$  et  $D_2$  ? Justifier votre réponse.

Cela permet le contrôle de l'amplitude, en jouant sur  $R_2$ .

16. Quelle condition doit-on satisfaire sur  $R_3$  pour que l'oscillateur démarre ?

$$1 + \frac{R_2 + R_3}{R_1} > 3 \Rightarrow R_3 > 2R_1 - R_2$$

17. Donner l'expression de l'amplitude crête  $V_{s,\max}$  du signal de sortie à la fréquence d'oscillation, en fonction de  $V_{D0}$ ,  $R_1$ , et  $R_2$ .

Pour  $V_e > V_{D0}R_1/R_3$ :

$$V_s = V_{D0} + \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V_e = 3V_e \Rightarrow V_{s,max} = \frac{3}{2 - \frac{R_2}{R_1}} V_{D0}$$