[PAF] Une guitare qui perd les pédales Effet trémolo piloté par un accéléromètre



ÉTUDIANTS:

Anas Bouzafour, Antoine Gallet, Antonin Godard, Geert-Jan Huizing Encadrants :

Eloi de Cherisey, Julien Gori, Chadi Jabbour

2017 - 2018

Résumé

Ce Projet d'Application Final se centre sur la création de l'effet trémolo en guitare. Cet effet consiste à faire « trembler », c'està-dire à faire varier de façon cyclique l'amplitude du signal d'entrée de la guitare.

L'effet trémolo est un effet bien connu de la guitare électrique. Le principe du projet est de moduler l'amplitude du signal d'entrée de la guitare par une LFO (Low Frequency Oscillator) afin d'obtenir un effet de « vague ».

Pour coupler l'accéléromètre et l'effet du trémolo, nous avons décidé de faire varier la fréquence du LFO en fonction de la position du manche de la guitare où l'accéléromètre est fixé. Cela se décompose donc en deux étapes :

- trouver une solution pour faire varier le gain d'entrée de la guitare;
- réaliser un oscillateur à fréquence variable.

Nous nous référerons au schéma bloc (figure 1 page 2) afin de détailler chaque bloc de la chaîne de modulation du signal. Nous partirons du début de la chaîne de bloc (commutateur) jusqu'à la fin de la chaîne (amplificateur à fréquence variable).

1 Commutateur pour régler la fréquence de l'oscillateur

L'oscillateur figure B2 voit sa fréquence varier lorsque l'on change la valeur R_4 des résistances. Nous utilisons alors un montage commutateur afin d'activer ou non plusieurs résistances en série. Le schéma de montage est donné pour une des deux résistance de l'oscillateur, bloc B1 page 2. Ce montage permet donc de faire varier la fréquence de l'oscillateur par « palier ». En pratique, nous avons réalisé trois paliers de fréquence : $\sim 2\,\mathrm{Hz}, \sim 4\,\mathrm{Hz}, \,\mathrm{et} \sim 6\,\mathrm{Hz}.$

Les coefficients α et β sont à ajuster (on réalise un pont diviseur afin réduire / amplifier $V_{\rm ref}$) afin que ces tensions de seuils comparées à $V_{\rm capt}$ renvoyée par l'accéléromètre correspondent bien aux angles du manche de la guitare voulus. En pratique, nous avons fixé $V_{\rm ref}$ à 1,6 V $\alpha V_{\rm ref}$ à 1,4 V. Nous obtenons donc trois « étages » de tension correspondant à trois fréquences selon la position du manche de la guitare.

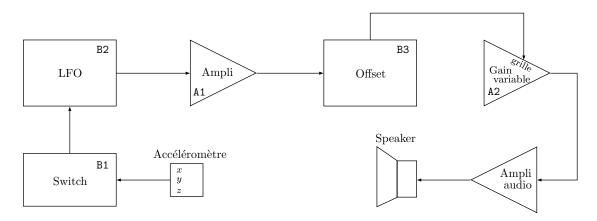
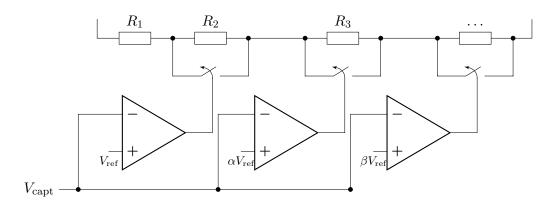


Figure 1 – Schéma principal du trémolo modulé par un accéléromètre



 ${f Bloc}$ B1 - Résistance variable contrôlée par un commutateur

2 Un oscillateur à fréquence variable

Nous avons premièrement réalisé un montage d'oscillateur bloc B2. À l'alimentation, l'oscillateur subit un régime transitoire pendant lequel une sinusoïde rentre en régime instable, qui stabilise ensuite à l'aide d'un filtre de cette même fréquence. Il en résulte une sinusoïde d'amplitude constante $V_{\rm osc}$, dont la fréquence est déterminée par la valeur des deux résistances de même valeur R_4 et dont la plage de fréquence désirée est de 1 Hz à 10 Hz. C'est cette valeur de résistance que le Switch a pour rôle de faire varier. La résistance de valeur $R_5/2$ est en réalité une résistance variable, car son réglage précis est nécessaire afin d'obtenir ce régime sinusoïdal instable.

Le filtre réalisé est un passe-bande d'expression :

$$\frac{v_{+}}{V_{\text{osc}}} = \frac{1/3}{1 + Q(\frac{p}{u_{0}} + \frac{\omega_{0}}{p})}$$
(1)

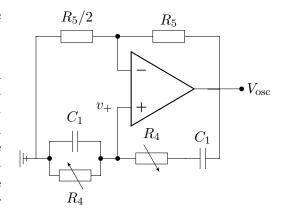
avec

$$Q = \frac{1}{3} \quad \text{et} \quad \omega_0 = \frac{1}{R_4 C}$$

Le caractère instable du filtre est assuré par la positivité (ou nullité) des pôles de la fonction de transfert.

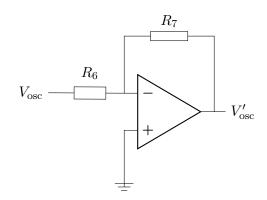
3 Amplificateur inverseur et décalage à 1,2 V

La tension de grille qui module le gain du trémolo a une plage de tension allant de $0,9\,\mathrm{V}$ à $1,5\,\mathrm{V}$, mais la sortie V_osc est centrée en 0 et a une amplitude de V . On va donc réduire cette tension afin d'obtenir une amplitude de $300\,\mathrm{mV}$ et décaler cette tension



BLOC B2 - Oscillateur de tension

pour qu'elle soit centrée en 1,2 V. On utilise alors un amplificateur inverseur (amplificateur A1) dont les résistances R_6 et R_7 donnent un gain $-\frac{R_7}{R_6} = 0,15$. 1



AMPLIFICATEUR A1 – Circuit amplificateur inverseur de tension

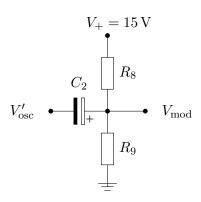
La tension réduite $V'_{\rm osc}$ est ensuite décalée avec le montage au bloc B3. En approximant sur le gain de la fonction de transfert, on obtient :

$$\frac{V_{\rm mod}}{V_{+}} \simeq \frac{R_9}{R_8 + R_9}$$

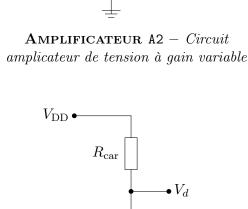
On veut également choisir une capacité

1. Rappel : un amplificateur inverseur a pour fonction de transfert $\frac{V_s}{V_e} = -\frac{R_2}{R_1}$. De plus, inverser le signal ne s'entend pas à l'oreille.

afin de filtrer le signal à une fréquence très basse. Nous utilisons une capacité chimique car $\forall t \ V_{\rm mod} > V_{\rm osc}'$, et nous filtrons à la fréquence $0, 1 \, \rm Hz$.



Bloc B3 – Réalisation d'un offset de 1,2 V



 R_{10}

FIGURE 2 – Pont diviseur de tension pour la mesure de R_t

4 Amplificateur inverseur à gain variable

La solution que nous avons choisi est celle d'un montage amplificateur inverseur (ampli A2) à résistance variable. La variation de la résistance entraı̂ne la variation du gain. Ici, le transistor est équivalent à une résistance variable que nous appellerons R_t . Le gain de l'amplificateur est donc $-\frac{R_t}{R_{10}}$.

Une première étude de la valeur de la résistance R_t était nécessaire au choix de R_{10} . On réalise un pont diviseur de tension afin d'isoler la résistance équivalente du transistor R_t (figure 2).

On obtient aisément l'équation :

$$R_t = R_{\rm car} \frac{V_d}{V_{DD} - V_d}$$

On obtient ainsi les valeurs de R_t figure 3. La courbe ayant une décroissance exponentielle, il faudra trouver la bonne valeur de R_{10} afin de se placer dans une partie quasilinéaire de la courbe pour obtenir une variation de gain quasi-linéaire. En pratique : $V_g \in [1 \text{ V}; 1, 6 \text{ V}]$.

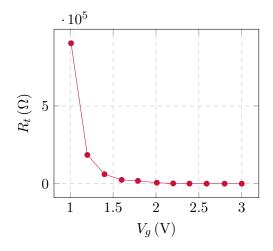


FIGURE 3 – Mesure de R_t

Valeurs des composants des montages

On donne ci-dessous à la table 1 les différentes valeurs des différents montages réalisés pour le projet.

Composant	Valeur
R_1	$20~\mathrm{k}\Omega$
R_2	$14~\mathrm{k}\Omega$
R_3	$14~\mathrm{k}\Omega$
R_5	$9,6~\mathrm{k}\Omega$
R_6	$40, 1 \text{ k}\Omega$
R_7	$9,7~\mathrm{k}\Omega$
R_8	$500~\mathrm{k}\Omega$
R_9	$70, 1 \text{ k}\Omega$
R_{10}	$810~\Omega$
C_1	$470 \mathrm{nF}$
C_2	$23 \mu F$

TABLE 1 - Tableau de valeurs des différents composants des montages