## (EE-380) Electronique, labo

## **RAPPORT**

# Télécommande à 1 canal par infrarouge

Auteurs: SPIELER Michael ROUSSET Vianney

*Professeur:* DÉCURNEX André

### 1 Introduction

Le but est de concevoir un système d'émission - réception infrarouge avec adressage permettant d'enclencher et déclencher un relais optique.

## 2 Structure générale et principe

Le système est divisé en 5 étages pour faciliter le développement et la testabilité :

**Générateur de signal** Générerateur de salves de N pulses de durée de  $t_0 = 100 \,\mu s$  avec une période de

 $T_0 = 1 \,\mathrm{ms}$  espacées de  $\tau = 100 \,\mathrm{ms}$ .

**LED driver** Sortie de puissance qui contrôle la LED IR.

**Récepteur** Récepteur IR avec amplification et filtrage. La sortie est le signal digital des

pulses.

**Décodeur** Circuit logique de décodage du nombre de pulses. La sortie est un pulse d'en-

viron 5 ms pour chaque salve correcte reçue.

Sortie Circuit de détection d'interruption du signal avec commutation et du relais

optique.

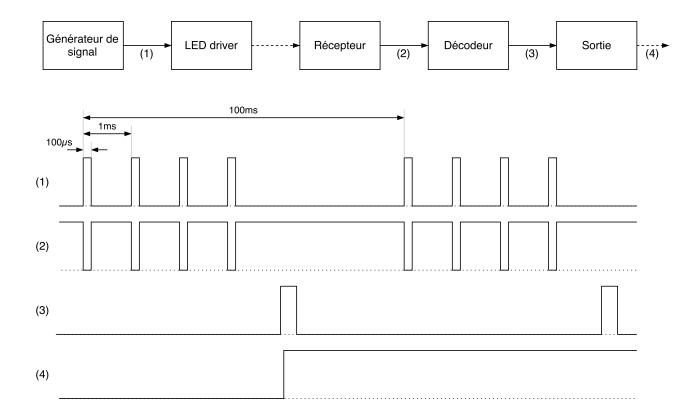


FIGURE 1 – Schéma bloc du système avec signaux

#### 3 Notation et nomenclature

$n_{pulse}$	Nombre de pulses dans une salve (addressage)	13
$t_0$	Durée high d'un pulse	0.1 ms
$T_0$	Période des pulse	1.0ms
$D_0$	Duty cycle dans une salve	10%
τ	Période des slaves	0.1 s
$t_{miss}$	Durée pour la détection d'une impulsion manquante	1.8 ms
$t_{true}$	Durée du pulse signal une salve correcte	

#### 4 Dimensionnements

#### 4.1 Signal

Le nombre d'impulsions  $n_{pulse}$  a été fixé arbitrairement à 13. La période et le duty-cycle des impulsions sont dictés par ce que la LED infrarouge peut supporter (c.f. 4.3).

#### 4.2 Générateur de signal

Le générateur de signal génère dans OUTPUT des salves de  $n_{pulses}$  à une période  $\tau$  en active high tant que celui-ci est alimenté à 3V. Les pulses dans les salves ont une durée high  $t_0$  et une période  $T_0$ . Le nombre de pulses et les durées ne sont pas garanties lorsque l'alimentation est retirée.

**Pulse timer** 

Génère des impulsions à hautes fréquences tant qu'il n'est pas RESET. Il est formé d'un timer TLC555 en configuration bascule astable. Les dimensionnements sont fait selon le datasheet [3] avec une capacité *C16* choisie petite pour la simplicité et la limitation de la consommation.

$$\begin{cases} t_0 = 0.693(R20 + R23)C16 \\ T_0 = 0.693(R20 + 2R23)C16 \end{cases}$$

fig/pulse\_timer.pdf

**Down counter** 

Compte le nombre de pulses reçus depuis son dernier RESET et maintient le RESET du pulse timer le bloquant ainsi lorsque  $n_{pulse}$  pulses ont été reçu. Il est formé d'un compteur HEF4526B [4].

**Burst timer** 

Réinitialise le decounter à une période  $\tau$  pour recommencer une salve. Il est formé d'un timer TLC555 en configuration bascule astable. Les dimensionnements sont fait selon le datasheet [3] avec une petite capacité pour la simplicité et la limitation de la consommation. La durée high doit être plus grand que la durée d'une salve.

$$\begin{cases} \tau = 0.693 (R13 + 2R19)C10 \\ n_{pulse} * \frac{T_0}{\tau} < \frac{R13 + R19}{R13 + 219} \end{cases}$$

Logic

Assure les conditions logiques sur les signaux. Il est formée d'un quadruple 2-input NOR HEF4001 [5].



#### 4.3 LED driver

Le LED driver allume la LED infrarouge lorsque LED\_SIGNAL est high. Il assure une bonne émission de la LED sans l'endommager si le signal de 3V a une période  $T_0$  avec un duty-cycle de 10%.

La LED est une LD271(H). Selon son datasheet [1], celle-ci accepte 1 A durant 0.1 ms toutes les 1.0 ms. Ce sont ses valeurs qui ont dicté le choix du signal. Le courant est limité par la résistance  $R14 = 1 \Omega$ . La tension au borne de la résistance R14 a été mesurée pour vérifier que le courant dans la LED ne dépasse pas 1 A. L'alimentation se fait par le transistor NMOS IRLU8259[6] avec une faible tension Drain-Source.

La capacité de découplage est dimensionnée pour limiter la baisse de tension à 0.3V pendant un pulse de durée  $t_0$  pour assurer la puissance de l'émission.

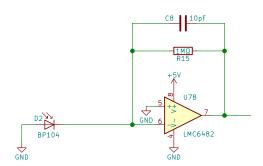
$$C7 = 1 \text{ A} 100 \,\mu\text{s} / 0.3 \,\text{V} = 333 \,\mu\text{F} \Rightarrow 470 \,\mu\text{F}$$

#### 4.4 Récepteur et filtrage

Cet étage est composé de 3 sous-étages en série.

Convertisseur

La photodiode génère un petit courant qui est converti en une tension par l'amplificateur opérationnel LMC6482[7]. La résistance R15 définit le gain et est assez élevée car le courant est relativement faible. Dans le conditions de test, une valeur de 1  $M\Omega$  donnait les meilleures résultâts. En outre, la capacité C8 de 10 pF filtre le bruit de haute fréquences d'ordre de 100 kHz.



**Amplificateur** Convertit le petit courant de la diode en tension tout en appliquant un filtre passe-bas.

**Schmitt trigger** Génère un signal carré avec 2 seuils en tension :  $V_+$  et  $V_-$ 

TODO: définir les valeurs V+ et V-

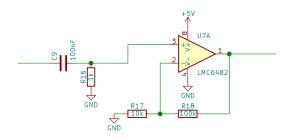
#### 4.5 Décodeur

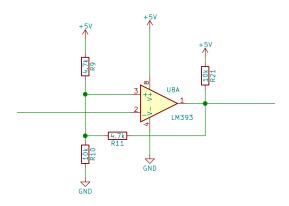
Le décodeur à 3 fonctions :

**Down counter** Signal si  $n_{pulse}$  ont été reçus par la tension d'entrée depuis son dernier RESET.

Missing pulse detector Signal et reset le decounter après un certain délais si la tension d'entrée est

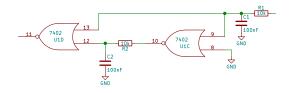
maintenue high pendant au moins  $t_{miss}$  = 1.8 ms après la fin d'un pulse. La durée





 $t_{miss}$  a été arbitrairement choisie pour être supérieur à  $t_0 = 1$  ms mais inférieur à  $2t_0$ . Les dimensionnements sont fait selon le datasheet [3] avec une capacité C3 = 100nF choisie petite pour la simplicité et la limitation de la consommation.

$$t_{miss} = R7 * C3$$



Logic

Met OUTPUT à high si les conditions d'une salve correcte sont remplie. Si  $n_{pulse}$  impulsions ont été reçues et que une impulsion manquante est signalée, alors OUTPUT est mis à high.

La logique de sortie est réalisée en NOR gate comme suivant :

#### 4.6 Sortie

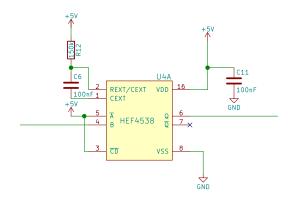
Relais

pause = lâchement de bouton, comment on veut nommer cette partie? -> Déclencheur?

Détecteur d'interruption TODO : valeurs de R et C

**Commutateur** TODO : Ce D-flip-flop qui toggle la LED chaque flanc montant...

Le relais optique est simulé par une LED rouge standard avec un courant de 20 mA et une tension directe d'environ 1.8 V. Pour alimenter la LED on a choisi le transistor bipolaire NPN BC107 avec une résistance en série pour



limiter le courant. Le BC107 a une tension  $V_{CEsat}$  de 0.25 V pour un courant de 10 mA. En estimant une  $V_{CEsat}$  de 0.30 V pour un courant de 20 mA :

$$R_{LED} = (5V - V_{CEsat} - V_{forward})/20 \,\text{mA} = 145 \,\Omega \Rightarrow 150 \,\Omega$$

#### 4.7 Mesures

Dans figure 3 on voit le fonctionnement du détecteur avec différent nombres de pulses. Dans la mesure au milieu le décodeur détecté correctement les 13 pulses et la combinaison logique du signal du détecteur de pulse manquant et du compteur de pulses donne un signal de sortie (en vert). Dans le cas où le mauvais nombre de pulses (12 pulses dans la mesrue à gauche et 14 pulses à droite) arrive à l'entrée il n'y a pas de signal à la sortie.



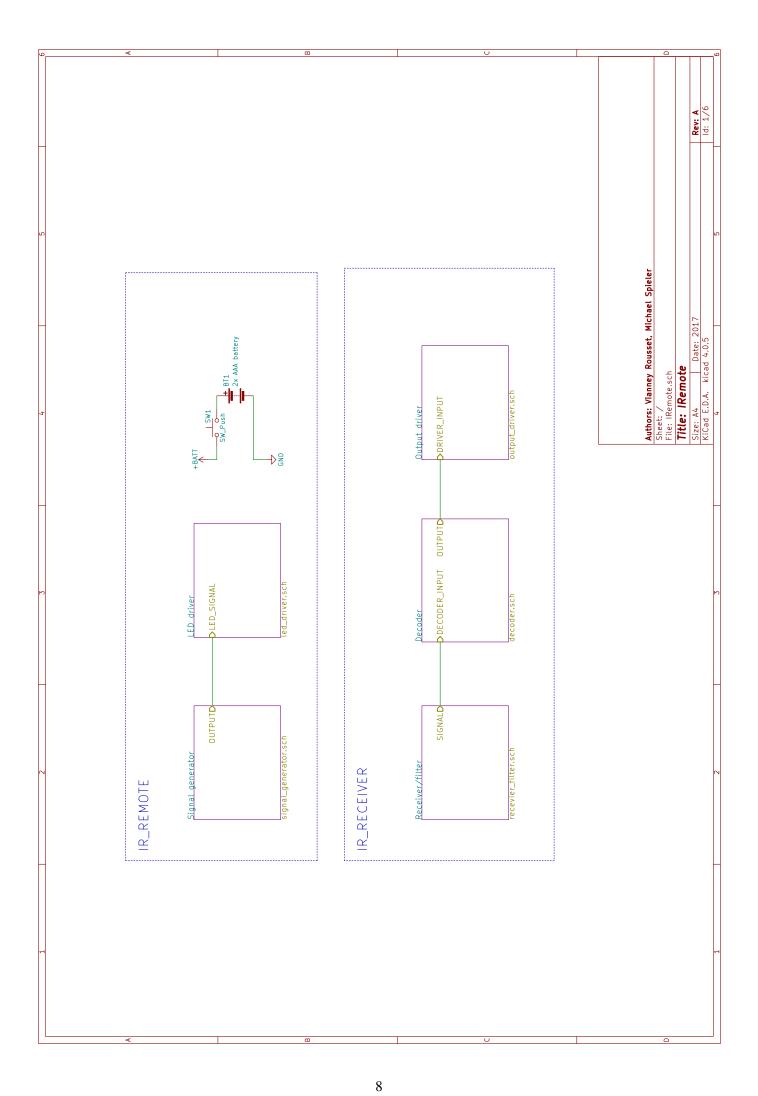
FIGURE 2 − ■ Conversion courant-tension, ■ Filtre passe-haut, ■ Signal 10x amplifié, ■ Schmitt trigger output

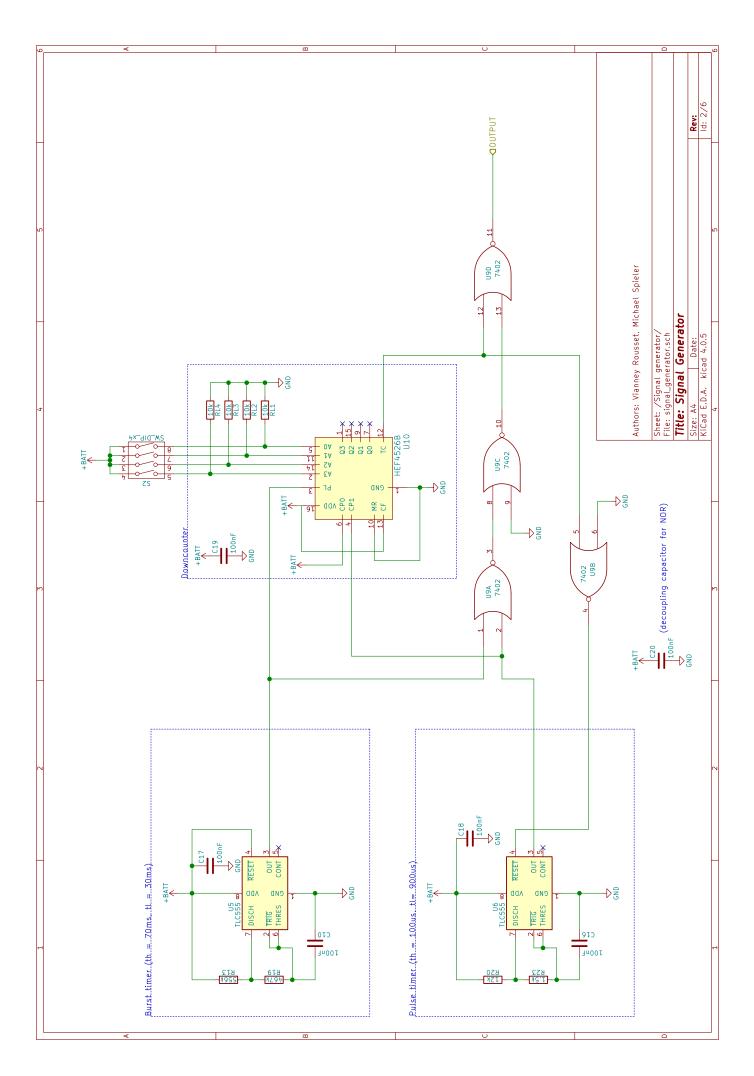


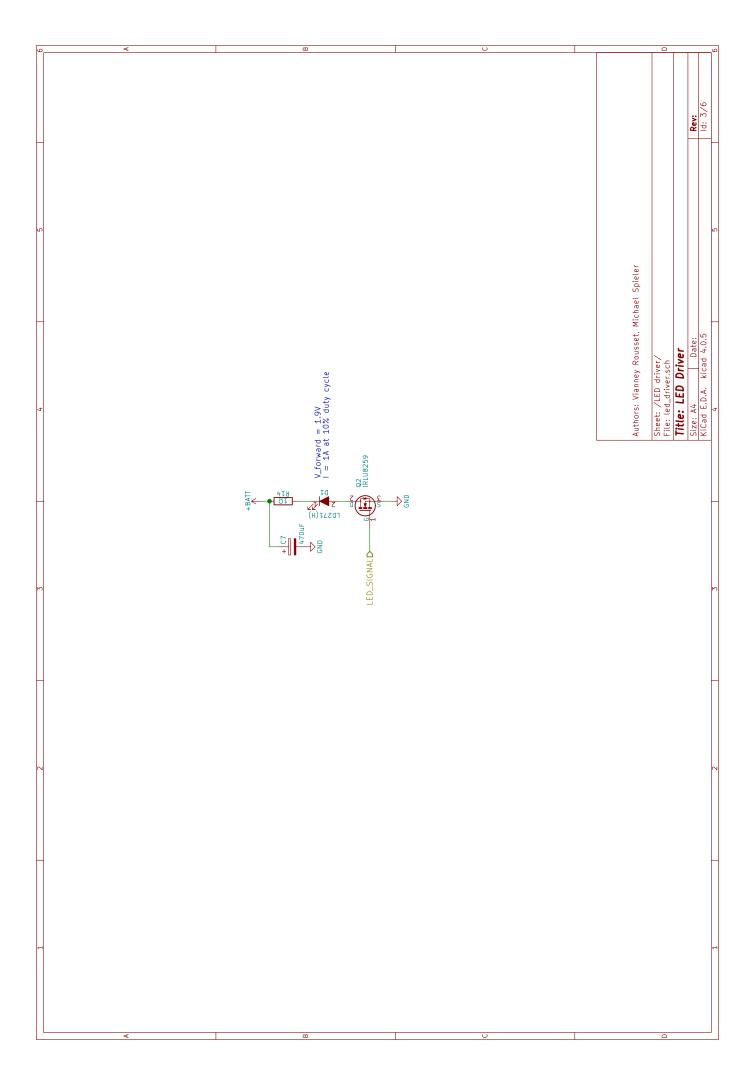
FIGURE 3 − ■ Signal d'entrée, ■ Détecteur de pulse manquant, ■ Compteur de pulse, ■ Sortie

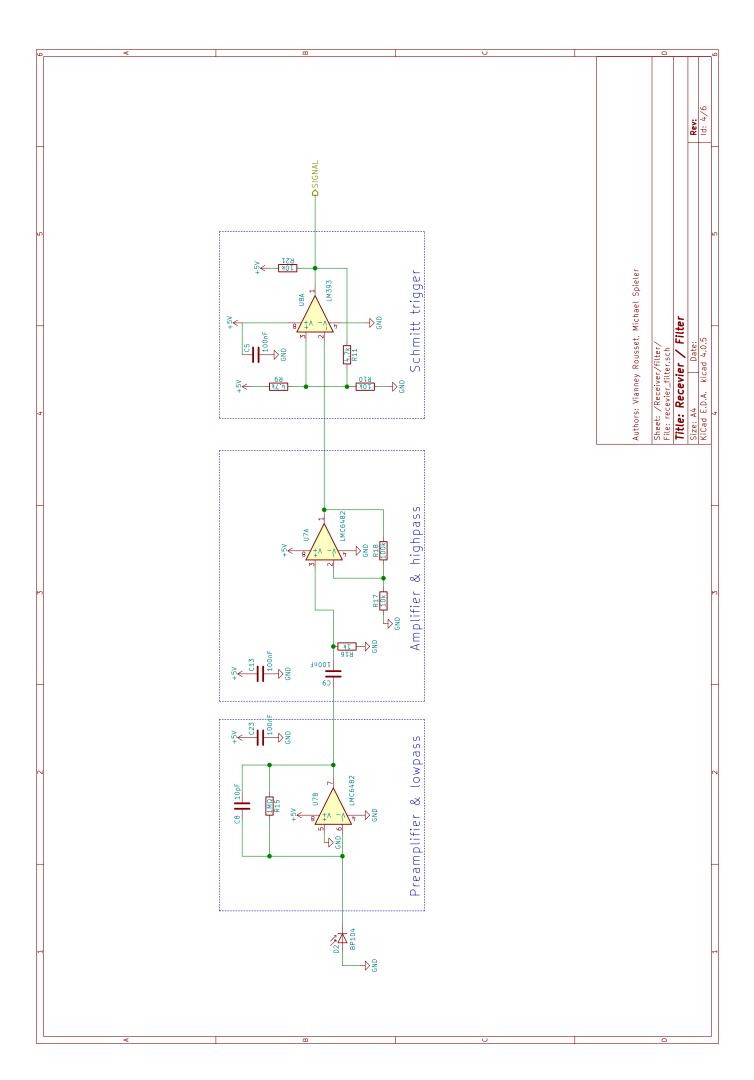
#### Références

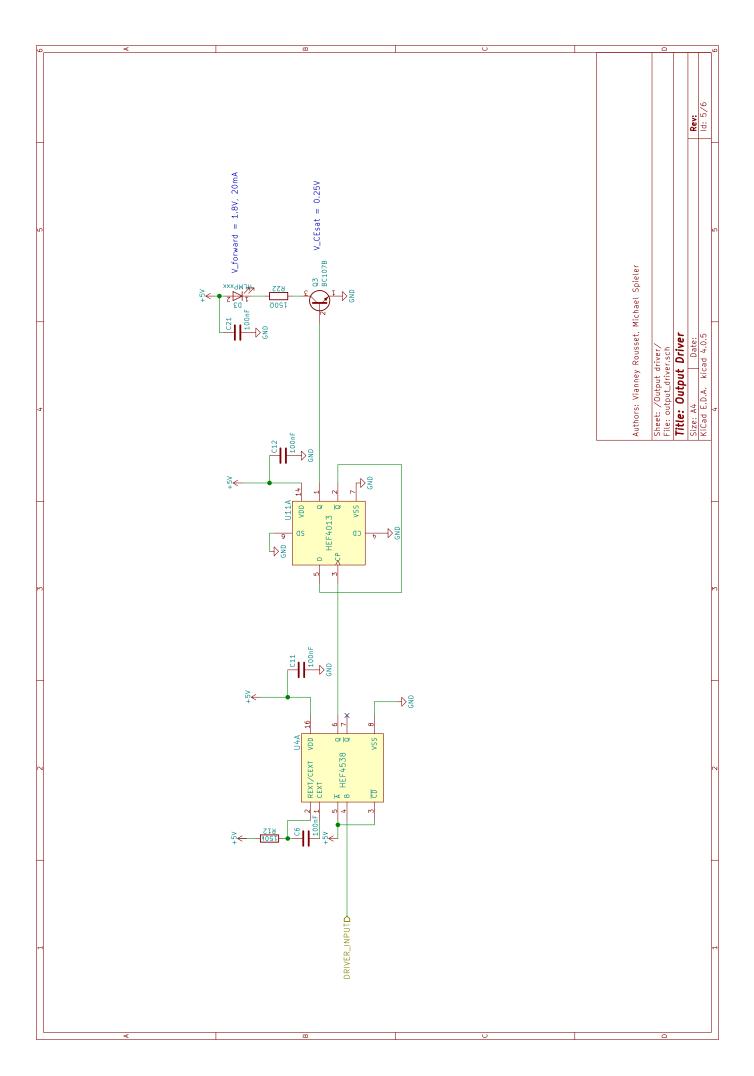
- [1] OSRAM, LD271 HGaAs Infrared Emitter, Version 1.0, 4 Avril 2007, http://www.osram-os.com/Graphics/XPic5/00082753\_0.pdf/LD%20271,%20Lead%20(Pb)%20Free%20Product%20-%20RoHS%20Compliant.pdf
- [2] VISHAY, BP104 Silicon PIN Photodiode, Revision: 08-Feb-17, http://www.vishay.com/docs/81500/81500.pdf
- [3] TEXAS INSTRUMENTS, *TLC555 LinCMOSTMTimer*, REVISED AUGUST 2016, SEPTEMBER 1983, http://www.ti.com/lit/ds/symlink/tlc555.pdf
- [4] NXP, HEF4526B Programmable 4-bit binary down counter Product data sheet, Rev. 5, 22 November 2011, http://www.nxp.com/documents/data\_sheet/HEF4526B.pdf.
- [5] NXP, HEF4001B Quad 2-input NOR gate Product data sheet, Rev. 10, 10 December 2015, https://assets.nexperia.com/documents/data-sheet/HEF4001B.pdf
- [6] International Rectifier, IRLU8259PbF HEXFET®Power MOSFET, PD 97360, 16 December 2008, http://www.infineon.com/dgdl/irlr8259pbf.pdf?fileId=5546d462533600a40153566e1ebe26e9
- [7] Texas Instruments, LMC6482 CMOS Dual Rail-to-Rail Input and Output Operational Amplifier, SNOS674E, April 2015,
  - http://www.ti.com/lit/ds/symlink/lmc6482.pdf











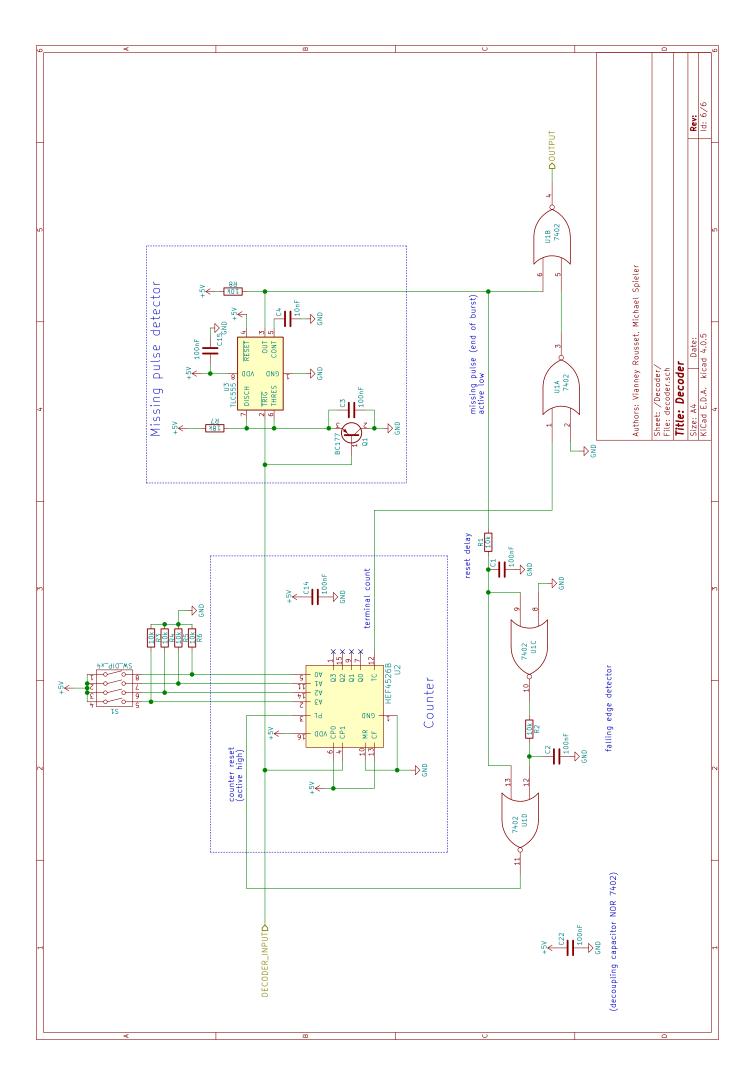




FIGURE 4 − ■ Signal d'entrée, ■ Capacité sur bascule monostable, ■ Sortie du détecteur de pause, ■ Sortie