

ao funcionamento do SiPM (+29.4 V) e também a tensão de alimentação do circuito electrónico, isto é, dos seus diferentes componentes.

O valor da tensão de *bias* do SiPM é controlada pela resistência R6. A expressão para calcular a tensão de saída é a seguinte: $V_{out} = 1.255(1 + R6/R5)$ V. Mantendo fixa R5 e variando R6 é suficiente para percorrer toda gama de tensões onde o SiPM tem eficiência.

O sinal de tensão à saída do SiPM é positivo e é amplificado com um factor $R8/R7=20$ e é extraído como *Output* por um cabo com uma ficha LEMO. A presença do condensador C8=5pF permite mais estabilidade no circuito limitando a resposta do amplificador nas altas frequências, reduzindo no entanto factor de amplificação para cerca de 10.

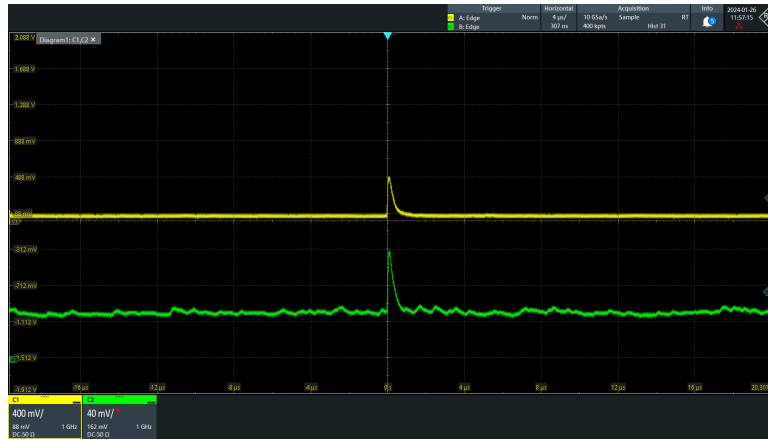
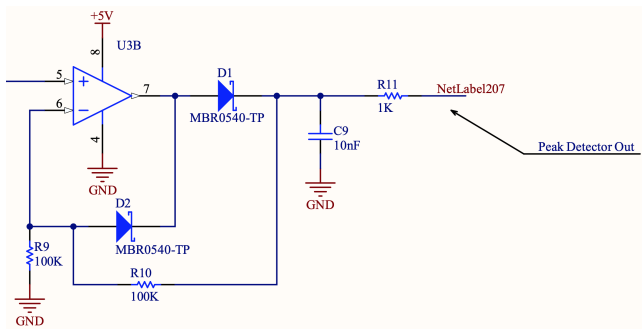


Figure 4.2: Sinal do SiPM tal como obtido após a electrónica de front-end (amplificação ~ 10)

Na electrónica de front-end existe ainda um detector de pico (“peak” detector) que visa prolongar no tempo o sinal amplificado, permitindo assim a sua amostragem por um ADC comercial, por exemplo presente no micro-controlador do tipo arduino. O sinal analógico produzido possui um tempo de decaimento dado por $\tau = (R9 + R10)C9 = 2$ msec. Este sinal não é no entanto extraído actualmente do circuito.

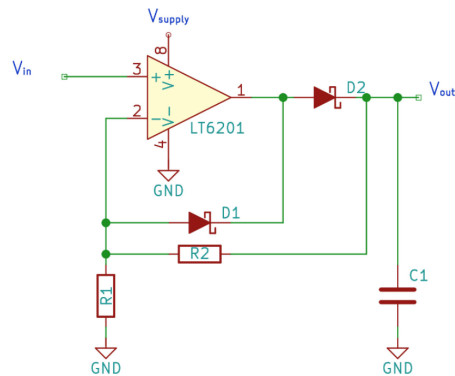


4.9.2 Project guidelines for student's project

O projecto a desenvolver pelos estudantes visa desenvolver um detector de muões com base nos detctores de cintilação existentes no LabRC e descritos acima.

Etapas do projecto:

M. Conrad, and Conor Kirby. "The desktop muon detector: A simple, physics-motivated machine- and electronics-shop project for university students," 2016. 85 <https://api.semanticscholar.org/CorpusID:92995929>.



$$\tau = R \times C$$

FIG. 10: The peak detector circuit. We have selected $R1 = R2 = 100k\Omega$ and $C1 = 1\text{ nF}$.

- from the site of the physicsopenlab [link](#), there is a [peak and hold circuit](#)

Aquisição de dados

O Arduino tem de ser programado em C/C++ para realizar as seguintes tarefas:

1. digitalizar o sinal dos dois sinais de pico dos detectores, por exemplo, nas entradas A0 e A1 com um prescale factor de 16

determinar o valor de pico dos sinais, e definir um valor de discriminação para os aceitar como sinais candidatos de muões

2. definir a coincidência temporal dos dois sinais de forma a validar o sinal do muão
3. registar o timestamp do evento

enviar a o valor dos picos dos sinais, timestamp, ... para o computador via USB, porta série, ...

A opção 1. está dependente da implementação do bloco peak&hold.

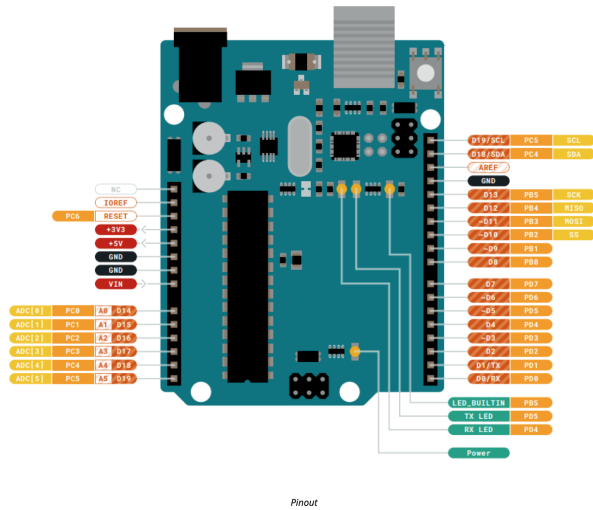
Deteção de coincidências

As saídas dos blocos discriminadores dos dois canais são canalizados para as entradas do arduino e o software pode determinar quando existe coincidência temporal, gerando assim um *timestamp* para o acontecimento e registando-o num ficheiro.

Digitalização do sinal

De seguida necessitamos digitalizar o sinal de pico a ainda de construir o sistema de coincidência temporal. Para isso podemos usar um micro-controlador como por exemplo a placa de aquisição [Arduino UNO R3](#) que possui um processador ATmega328P. Link para a [datasheet](#).

O pinout é o seguinte:



O Arduino possui capacidade de digitalizar sinais analógicos (ADC) em seis entradas disponíveis: A0, A1, ..., A5. A digitalização é realizada com o recurso a um dispositivo *Analog to Digital Converter* (ADC) de 10 bits que converte sinais analógicos no intervalo $[0, +5V]$ num número entre $[0, 2^{\{10\}}-1=1023]$.

5.1 JANALOG

Pin	Function	Type	Description
1	NC	NC	Not connected
2	IOREF	IOREF	Reference for digital logic V - connected to 5V
3	Reset	Reset	Reset
4	+3V3	Power	+3V3 Power Rail
5	+5V	Power	+5V Power Rail
6	GND	Power	Ground
7	GND	Power	Ground
8	VIN	Power	Voltage Input
9	A0	Analog/GPIO	Analog input 0 /GPIO
10	A1	Analog/GPIO	Analog input 1 /GPIO
11	A2	Analog/GPIO	Analog input 2 /GPIO
12	A3	Analog/GPIO	Analog input 3 /GPIO
13	A4/SDA	Analog input/I2C	Analog input 4/I2C Data line
14	A5/SCL	Analog input/I2C	Analog input 5/I2C Clock line

O clock do Arduino é de 16 MHz. No entanto a conversão no ADC é feita a uma frequência ditada pelo factor de *prescale* que por defeito está definido no valor de 128 (wiring.c). Assim a frequência de conversão no ADC é: $f_{ADC} = 16 \text{ MHz}/128 = 125 \text{ KHz}$. Há no entanto que ter ainda em conta que a conversão no ADC demora 13 ciclos de clock (confirmar!), resultando por isso numa frequência máxima de amostragem de $f_{ADC} = 16 \text{ MHz}/128/13 \simeq 9600 \text{ Hz}$. O que corresponde a um intervalo de tempo de $\Delta t = 1/9600 = 0.104 \text{ sec}$ (too long, when compared to peak and hold output time width).

Para melhorarmos este tempo de amostragem (para a ordem de $10 \mu\text{sec}$) podemos reduzir o *prescale factor* sem grande implicação na performance da ADC. Podemos assim calcular qual o *prescale factor* (p) necessário:

$$f_{ADC}^{sample} = \frac{\text{CPU clock}}{p} \cdot \frac{1}{13} \Rightarrow \Delta t_{ADC}^{sample} = 10 \mu\text{sec} = \frac{13p}{16 \cdot 10^6} \Rightarrow p = \frac{160}{13} \simeq 12$$

How to configure the prescaler?

ADPS2	ADPS1	ADPS0	prescale
0	0	0	2
0	0	1	2
0	1	0	4

ADPS2	ADPS1	ADPS0	prescale
0	1	1	8
1	0	0	16
1	0	1	32
1	1	0	64
1	1	1	128

The C++ code to set the prescaler:

```
// defines for setting and clearing register bits
#ifndef cbi
#define cbi(sfr, bit) (_SFR_BYTE(sfr) &= ~_BV(bit))
#endif
#ifndef sbi
#define sbi(sfr, bit) (_SFR_BYTE(sfr) |= _BV(bit))
#endif

void setup() {
  int start ;
  int i ;

  #if FASTADC
    // set prescale to 16
    sbi(ADCSRA,ADPS2) ;
    cbi(ADCSRA,ADPS1) ;
    cbi(ADCSRA,ADPS0) ;
  #endif

  Serial.begin(9600);
  pinMode(A0, INPUT);
  pinMode(A1, INPUT);

  // test
  Serial.print("ADCTEST: ") ;
  start = millis() ;
  for (i = 0 ; i < 1000 ; i++)
    analogRead(0) ;
  Serial.print(millis() - start) ;
  Serial.println(" msec (1000 calls)" ) ;
}

void loop() {
}
```