#### Punto a

Lo schema proposto consente la misura dell'umidità relativa tramite il confronto delle durate degli impulsi prodotti da due monostabili.

Un monostabile produce un impulso di durata fissa, pari a quella che si ha nel caso di umidità del 10%.

Un secondo monostabile, che utilizza come capacità il sensore di temperatura, produce un impulso di durata variabile in funzione dell'umidità stessa.

Le due durate sono confrontate, con una porta exor, che produce un'uscita alta per un periodo di tempo pari alla differenza tra le due durate. Tale impulso ha pertanto una durata pari a 0 nel caso di umidità 10% e una durata massima nel caso di umidità 90%.

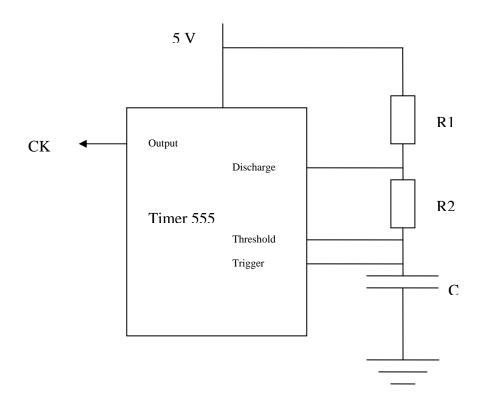
Tale impulso si ripete periodicamente alla frequenza di 10KHz.

Il blocco 5 deve determinare il valore medio di tali impulsi, producendo una tensione ad esso proporzionale. Il risultato può essere ottenuto con filtro passa basso di frequenza di taglio molto più bassa, ad esempio un centesimo, di quella di ripetizione degli impulsi. La tensione all'uscita del circuito mediatore viene amplificata dal blocco 6 e convertita in digitale da un convertitore AD a valore medio, ad esempio a conversione intermedia di frequenza. La risoluzione può essere pari a 8 bit in quanto il testo del tema d'esame non richiede una precisione superiore all'1% nella misura dell'umidità.

L'uscita del convertitore verrà quindi memorizzata con un latch, convertita da binario a BCD e visualizzata su un display (ad esempio a 7 segmenti) a due cifre.

#### Punto b

Il blocco 1 sarà costituito da un astabile che può essere realizzato utilizzando un integrato 555. Nello schema non viene indicato il condensatore da 10nF da collegare al piedino Control Voltage.



La durata del ciclo di carica è data da T1 = (R1+R2) \* C \* In2, mentre la durata della scarica è data da T2 = R2 \* C \* In2.

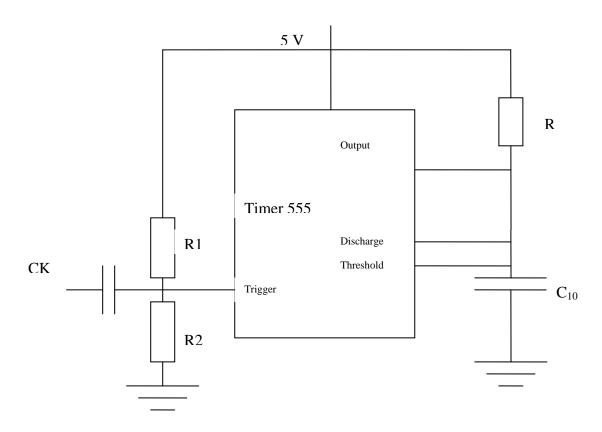
Il periodo del segnale di uscita è pari a T = (R1+2 \* R2) \* C \* In2 e deve risultare di 10<sup>-4</sup> s.

Scegliendo R1 << R2, per ottenere un ciclo utile prossimo al 50%, e R1+R2 < 2M $\Omega$  per compatibilità con l'integrato 555, si può determinare il valore della capacità da utilizzare. Ponendo R1 = 1K $\Omega$  e R2 = 10 K $\Omega$ :

$$C = 10^{-4} / (21*10^3*In2) = 6.87 \text{ nF}$$

#### Punto c

Il blocco 2 sarà costituito da un monostabile sempre realizzato mediante integrato 555. Nello schema non viene indicato il condensatore da 10nF da collegare al piedino Control Voltage. Il condensatore di disaccoppiamento nel collegamento al trigger può essere dello stesso valore.



Le due resistenze R1 e R2 possno essere poste ugualli e pari a  $10K\Omega$ .

La capacità  $C_{10}$  deve essere pari a quella che il sensore produce con umidità del 10%, e cioè112 pF.

La resistenza R può essere determinata richiedendo che la durata dell'impulso generato dal monostabile,  $T_{10}$  = 1.1 \* R\*C<sub>10</sub>, sia inferiore al periodo del clock. Ad esempio si può scegliere una durata pari ad un decimo di tale periodo, ossia  $10^{-5}$  s.

$$R = T_{10} / (1.1 * C_{10}) = 81,2 \text{ K}\Omega$$

### Punto d

Il blocco 3 sarà costituito da un monostabile sempre realizzato mediante integrato 555. Il circuito è uguale a quello precedente, con lo stesso valore di R. Il condensatore sarà invece costituito dal sensore di umidità.

Le durate degli impulsi si ottengono sostituendo nella relazione T=1.1\*R\*C, i valori delle capacità relative ai valori di umidità del 10%, 50% e 90%.

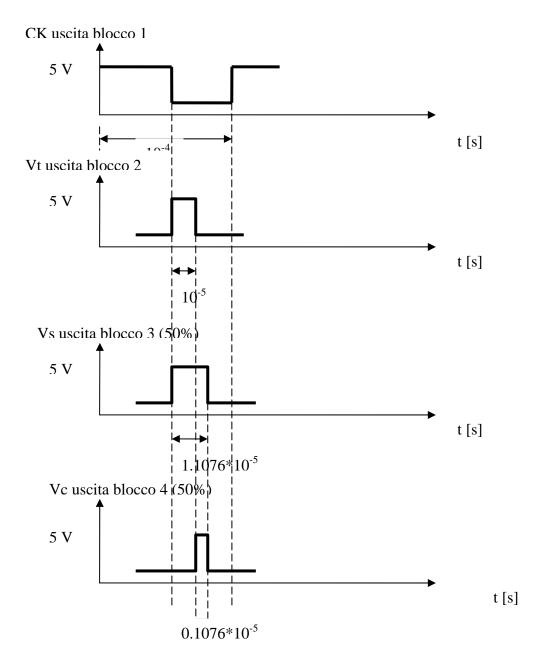
$$T_{10} = 1.1 * 81.2 * 10^3 * C_{10} = 1.1 * 81.2 * 10^3 * 112 * 10^{-12} = 10^{-5} s.$$

$$T_{50} = 1.1 * 81.2 * 10^3 * C_{50} = 1.1 * 81.2 * 10^3 * 124 * 10^{-12} = 1.1076 * 10^{-5} s.$$

$$T_{90} = 1.1 * 81.2 * 10^3 * C_{90} = 1.1 * 81.2 * 10^3 * 143 * 10^{-12} = 1.2773 * 10^{-5} s.$$

## Punto e

Le forme d'onda dei blocchi 1, 2, 3 ,4 saranno costituite dai segnali prodotti dall'astabile, dai due monostabili e dall'uscita della porta exor, che produrrà un segnale alto quandi i due segnali di ingresso sono differenti. In tal modo genererà un impulso di durata pari alla differenza delle durate dei due impulsi di ingresso.



In figura sono riportati i segnali nel caso di umidità 50%. Nei casi 10% e 90% cambieranno le uscite dei blocch 3 e 4; in particolare le durate del segnale del blocco 4 assumeranno i seguenti valori:

$$t_{10} = 0 \text{ s.}$$
  
 $t_{50} = 0.1076*10^{-5} \text{ s.}$   
 $t_{90} = 0.2773*10^{-5} \text{ s.}$ 

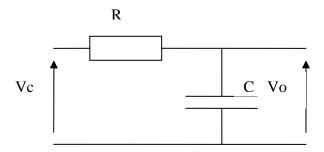
### Punto f

Il blocco 5 può essere costituito da un filtro passa basso con frequeza di taglio nettamente inferiore alla frequenza del clock. In questo modo l'uscita consisterà nel valore medio del segnale d'ingresso.

Indicato con T il periodo del segnale in ingresso al blocco 5, con t la sua durata e con V l'ampiezza, il valore medio nel periodo sarà dato da:

$$V0 = V * t / T$$
.

Il blocco può essere realizzato con un semplice RC con un valore di R sufficientemente elevato da non caricare l'uscita della porta exor.



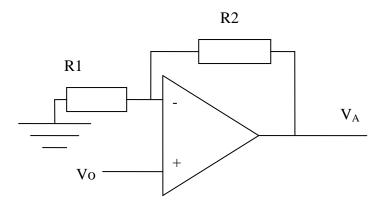
Ponendo la frequenza di taglio f pari a 100 Hz e la resistenza R pari a  $1M\Omega$ , si ottiene per la capacità il valore:

$$C = 1/(6.28 * f * R) = 1.59 nF$$

I valori dell'uscita Vo risulteranno:

# Punto g

Il blocco 6 può essere costituito da un amplificatore non invertente con un guadagno tale da produrre 5V in uscita con un ingresso da 0.13865V.



G = 1 + (R2/R1) = 5 / 0.13865 = 36, da cui R2/R1 = 35.

Posto R1 = 1 K $\Omega$ , si ha R2 = 35 K $\Omega$ .

Il blocco 7 potrà essere costituito da un convertitore analogico-digitale a volore medio, ad esempio un ADC a conversione intermedia di frequenza.

L'uscita dell'ADC verrà memorizzata utilizzando un latch.

Il convertitore, a 8 bit, potrà essere progettato in modo da produrre un conteggio pari a 90 nel caso di 5V d'ingresso e 10 nel caso di 0 V.

La visualizzazione avverrà su un display a due cifre, interfacciato all'ADC tramite un convertitore binario-BCD e un convertitore BCD-7 segmenti.

Giampiero Redondi docente di Elettronica IIs Galvani (Milano)

Umberto Torelli docente di Elettronica IIs Feltrinelli (Milano)