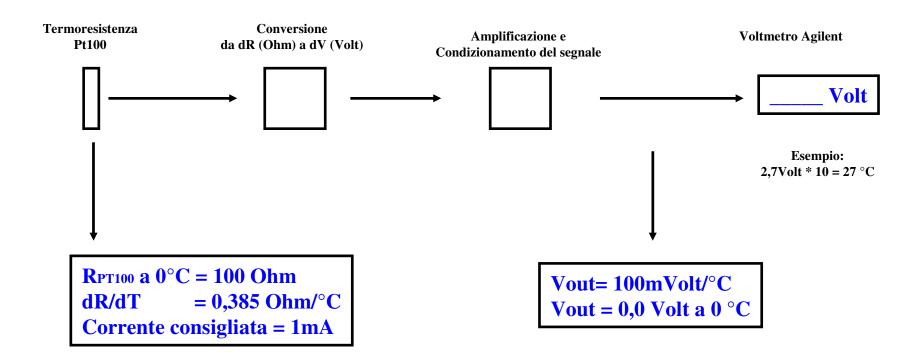
## Esperienza Termostatazione

• Esperienza Termostatazione – 1° Parte: <u>Realizzazione di un TERMOMETRO elettronico</u>

• Esperienza Termostatazione - 2° Parte Realizzazione di un sistema di controllo PROPORZIONALE

#### Esperienza Termostatazione - 1° Parte Realizzazione di un Termometro

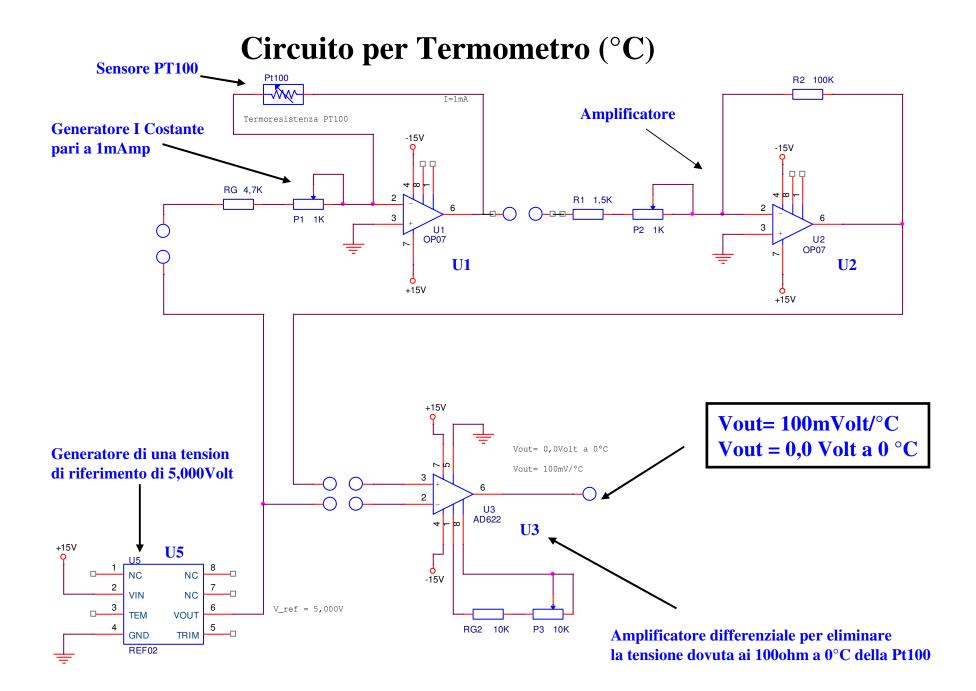
#### Blocchi funzionali



#### Esperienza Termostatazione - 1° Parte Realizzazione di un Termometro

#### Argomenti:

- 1) Sensore temperatura termoresistenza PT100
- 2) Generatore corrente costante con Op-Amp
- 3) Generatore di una tensione di riferimento a 5,000Volt
- 4) Amplificatore del segnale con Op-Amp
- 5) Amplificatore differenziale con INA



#### Termoresistenza PT100

E' un sensore di temperatura che sfrutta la variazione della resistività del platino al variare della temperatura.

- Pt100 misura 100ohm a 0°C
- Campo di impiego:  $-220 / +750 \,^{\circ}\text{C}$
- Corrente di misura e auto-riscaldamento: Rpt100 \* I<sup>2</sup>
- Tempo di risposta
- Isolamento

Coefficiente di temperatura: 
$$\alpha = \frac{R_{100} - R_0}{100 \cdot R_0}$$
 R100: resistenza a 100°C R0: resistenza a 0°C

$$\alpha = 0,003850$$

Resistenza R a temperatura t: 
$$R_t = R_0 + R_0 \alpha \cdot t$$

Temperatura t a resistenza R: 
$$t = \frac{R_t - R_0}{R_0 \cdot \alpha}$$

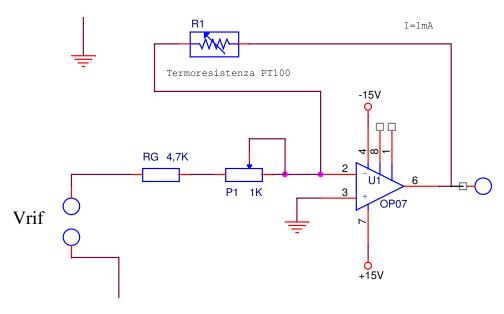
Variazione di Resistenza per 1°C = 0,3850 Ohm/°C

#### Termoresistenza al Platino PT100

Tabella di corrispondenza °C > Ohm

-10	96,09	95,69	95,30	94,91	94,52	94,12	93,73	93,34	92,95	92,55
0	100,00	99,61	99,22	98,83	98,44	98,04	97,65	97,26	96,87	96,48
°C	0	1	2	3	4	5	6	7	8	9
0	100,00	100,39	100,78	101,17	101,56	101,95	102,34	102,73	103,12	103,51
10	103,90	104,29	104,68	105,07	105,46	105,85	106,24	106,63	107,02	107,40
20	107,79	108,18	108,57	108,96	109,35	109,73	110,12	110,51	110,90	111,28
30	111,67	112,06	112,45	112,83	113,22	113,61	113,99	114,38	114,77	115,15
40	115,54	115,93	116,31	116,70	117,08	117,47	117,85	118,24	118,62	119,01
50	119,40	119,78	120,16	120,55	120,93	121,32	121,70	122,09	122,47	122,86
60	123,24	123,62	124,01	124,39	124,77	125,16	125,54	125,92	126,31	126,69
70	127,07	127,45	127,84	128,22	128,60	128,98	129,37	129,75	130,13	130,51
80	130,89	131,27	131,66	132,04	132,42	132,80	133,18	133,56	133,94	134,32

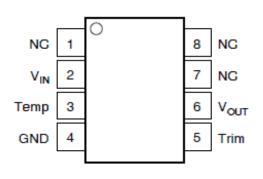
#### **Generatore corrente costante U1**

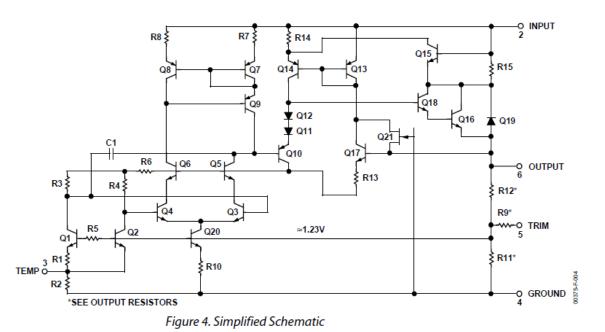


- 1) Vrif = 5.000Volt (da REF02)
- 2) **i\_Pt100 = 1mAmp** valore consigliato per limitare l'effetto di autoriscaldamento
- 3)  $RG = Vrif / i_Pt100 = 5Kohm$
- 4) Valori scelti: **RG =4,7Kohm P1= 1Kohm**

#### Generatore tensione di riferimento di +5 Volt

Utilizziamo l'integrato REF02 che è un riferimento di tensione a +5 Volt con eccellente stabilità.





#### **FEATURES**

5 V output: ±0.3% maximum

Temperature voltage output: 1.96 mV/°C

Adjustment range: ±3% minimum

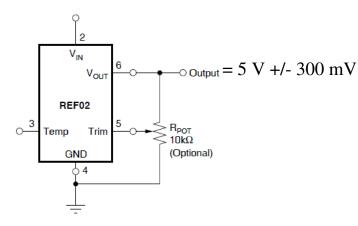
Excellent temperature stability: 8.5 ppm/°C maximum

Low noise: 15 µV p-p maximum

Low supply current: 1.4 mA maximum Wide input voltage range: 7 V to 40 V High load-driving capability: 10 mA

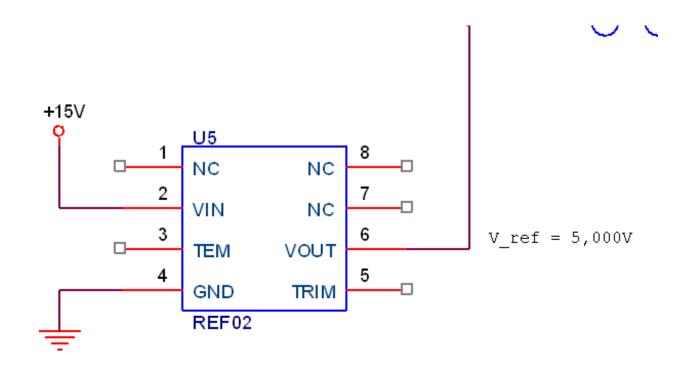
No external components

**Short-circuit proof** 



+5V Reference with Trimmed Output

#### Generatore tensione di riferimento di +5 Volt



#### Amplificatore U2 e valutazione su U3

- 1) Pt100 ha **100ohm a 0°C** e variazione di **0.385ohm/°C**
- 2) U1 presenta in uscita  $dV/^{\circ}C = 0.385 \text{ mV}/^{\circ}C \& 100 \text{mVolt a } 0^{\circ}C$
- 3) OBIETTIVO per realizzare il termometro in scala Celsius: desidero in Out da U3 100mV/°C & 0Volt a 0°C
- 4) Quindi **Amplificazione Totale** (U2 e U3) = Vout / Vin =  $(100 \text{mV/}^{\circ}\text{C}) / (0.385 \text{ mV/}^{\circ}\text{C}) = 259.740 \dots$
- 5) Nota su **U3: U3** è un Amplificatore Differenziale necessario per eliminare la componente di tensione dovuta alla resistenza di 100ohm a 0°C della Pt100.

Domanda: quale soluzione ottimale posso adottare per eliminare "in modo agevole" questa componente di tensione? Sfrutto la tensione di riferimento di 5.000Volt già disponibile.

Quindi: \*in Input "-" **di U3**: entro con Vrif = 5.000V \*in Input "+" **di U3**: entro con Vs segnale della Pt100 amplificato da U2. Tale segnale dovrà essere 5,000V quando la sonda si trova a 0°C

[Vout 
$$U3 = G (Vs - Vrif)$$
]

R2 100K

+15V

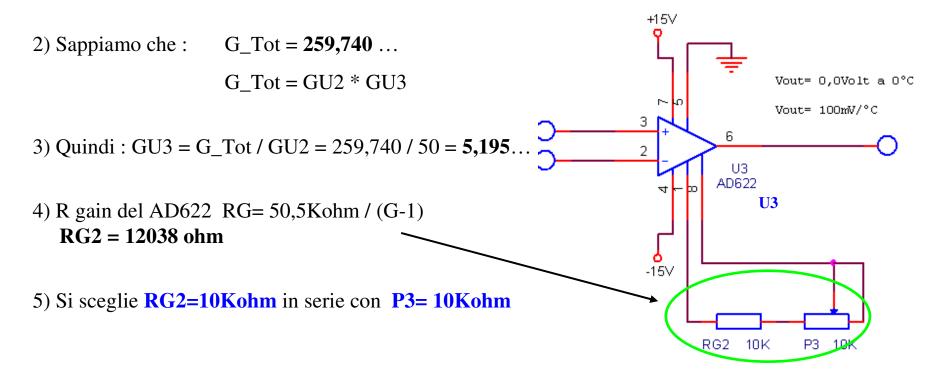
- 6) Posso determinare il guadagno di U2.  $GU2=5V / 100mV(0^{\circ}C) = 50$
- 7) Fisso  $\mathbf{R2} = \mathbf{100}\mathbf{kohm}$  ricavo  $\mathbf{R1} = \mathbf{Rs} / \mathbf{GU2} = \mathbf{2Kohm}$
- 8) Scelgo R1 = 1,5Kohm e P2 = 1 Kohm

#### Amplificatore differenziale U3

Potrei utilizzare lo schema classico del differenziale che però presenta la problematica della taratura del guadagno e dei rapporti di resistenze che devono essere uguali sui due ingressi del differenziale (vedi lezione precedente).

Poiché si sta realizzando uno strumento di precisione la scelta della tipologia del differenziale cade su un amplificatore INA, come l'AD622, che consente di tarare il GAIN con <u>una sola resistenza esterna</u>.

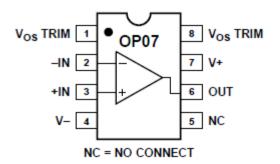
1) Ora devo determinare il G di U3



#### Amplificatore operazionale utilizzato

### **OpAmp OP07**

#### PIN CONFIGURATION



#### Perché si è scelto l'Op. Amp. OP07 anziché il classico uA741?

0P07

#### **SPECIFICATIONS**

#### **OP07E ELECTRICAL CHARACTERISTICS**

 $V_S = \pm 15 \text{ V}$ , unless otherwise noted.

Table 1.

Parameter	Symbol	Conditions	Min	Тур	Max	Unit
INPUT CHARACTERISTICS						
$T_A = 25^{\circ}C$						
Input Offset Voltage <sup>1</sup>	Vos			30	75	μV
Long-Term Vos Stability <sup>2</sup>	V <sub>os</sub> /Time			0.5	1:3	μV/Month
Input Offset Current	los			0.5	3.8	nA

#### μΑ741, μΑ741Y GENERAL-PURPOSE OPERATIONAL AMPLIFIERS

SLOS094B - NOVEMBER 1970 - REVISED SEPTEMBER 2000

#### electrical characteristics at specified free-air temperature, $V_{CC\pm}$ = ±15 V (unless otherwise noted)

PARAMETER		TEST	τ <sub>A</sub> †	μ <b>Α</b> 741C			μ <b>Α741Ι</b> , μ <b>Α741Μ</b>			шит
		CONDITIONS		MIN	TYP	MAX	MIN	ТҮР	МДХ	UNIT
Vio	Input offset voltage	VO = 0	25°C		1	6		1	5	m∨
VIO			Full range			7.5			6	
$\Delta V_{IO(adj)}$	Offset voltage adjust range	V <sub>O</sub> = 0	25°C		±15			±15		mV
110	Input offset current	V <sub>O</sub> = 0	25°C		20	200		20	200	ъ^
			Full range			300			500	nA
	<u> </u>	T								

#### Montaggio e taratura

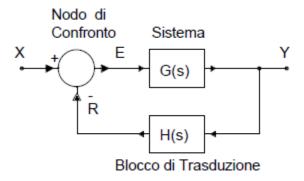
- 1) Montare il circuito facendo particolare attenzione **all'ordine dei componenti** e delle **connessioni**
- 2) Utilizzare **tutto lo spazio** disponibile, <u>MA si deve considerare</u> che poi il circuito verrà ampliato per realizzare il sistema di **termostatazione**
- 3) Iniziare da sinistra e procedere verso destra della breadboard
- 4) Montare U1. Inserire una <u>resistenza da 100ohm</u> al posto della PT100. Con uAmperometro in serie alla resistenza da 100ohm (perché va inserito qui?), tarare **P1** in modo da misurare **1mAmp**.
- 5) Su U2 deve essere tarato il guadagno pari a 50. Inserire in IN a U2 una tensione stabile(Valore?). Misurarla. Tarare **P2** in modo che il guadagno in tensione sia pari a **50**.
- 6) Su U3 tarare il trimmer in modo da avere un gain pari a 5,195.
- 7) Solo quando tutto e' verificato inserire la PT100
- 8) Ricordarsi di verificare una parte di circuito alla volta.

#### Esperienza Termostatazione - 2° Parte Realizzazione di un sistema di controllo PROPORZIONALE

#### Argomenti:

- 1) Utilizza il termometro appena realizzato per la misura della temperatura
- 2) Note su sistemi di controllo retroazionati
- 3) Il circuito differenziale

#### Sistema di controllo



Forma generale	Caso particolare Esercitazione Termoregolatore
Nodo di confronto	Amplificatore differenziale
Blocco di retroazione	Termoresistenza e circuito di condizionamento del segnale
Sistema	Transistor di potenza e resistenza riscaldante

#### Nodo di confronto

É un blocco funzionale che riceve in ingresso due segnali X ed R e restituisce in uscita la differenza o segnale errore E=X-R.

---Nel nostro caso si confronta la Temperatura\_SET (a cui desidero termostatare) e la Temperatura\_READ misurata dal sensore PT100.

#### Blocco di retroazione

Il blocco H o blocco di retroazione preleva, in uscita al sistema, la grandezza Y e fornisce sulla sua uscita la grandezza R **sempre di natura elettrica**. Questo blocco è generalmente un **trasduttore** in quanto spesso il segnale in uscita al sistema non è di natura elettrica ma di altro genere (**temperatura di un corpo**, velocità o posizione di un albero motore, luminosità di un ambiente, pH di una soluzione, pressione e portata di un fluido, ecc.ecc.).

---Nel nostro caso il trasduttore e' la termoresistenza PT100.

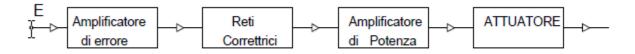
## Nodo di Confronto Sistema X E G(s) Blocco di Trasduzione

#### **Sistema** (vero e proprio)

Il blocco G rappresenta il sistema vero e proprio che si vuole **controllare.** Può essere scomposto in vari sottoblocchi.

Amplificatore di Potenza: nel nostro caso Transistor (di potenza).

Attuatore: nel nostro caso resistenza riscaldante.



# Set Temperatura desiderata Nodo di Confronto Sistema A R H(s)

**Temperatura Letta** 

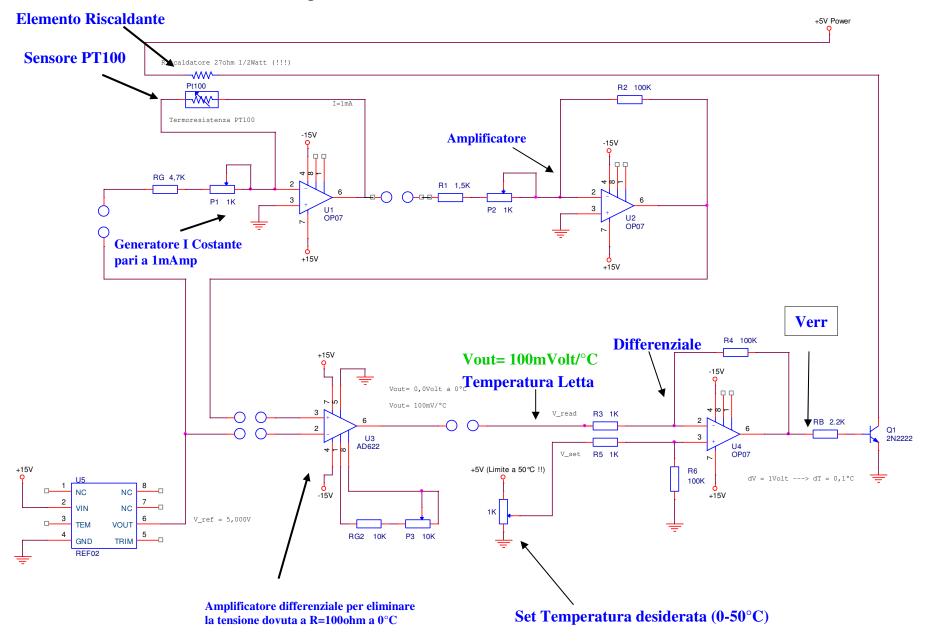
In un sistema di controllo di temperatura **PROPORZIONALE** si effettua una regolazione continua della potenza erogata dall'elemento riscaldante.

Blocco di Trasduzione

Tale potenza è "**proporzionale**" al valore della differenza tra la **temperatura di set-point** e la **temperatura misurata**.

La potenza fornita dall'elemento riscaldante viene continuamente modulata in funzione del segnale di errore "E", differenza tra Temperatura\_SET e la Temperatura\_READ (Verr).

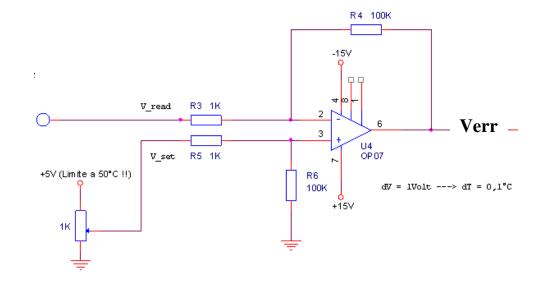
#### Termoregolazione con controllo PROPORZIONALE



#### Differenziale

$$Verr = (Vset - Vread) * G$$

$$G = R4 / R3 = R6/R5$$
  
= 100Kohm / 1 Kohm = **100**



#### Quindi:

- 1) se in uscita dal differenziale ho una tensione pari a 1Volt
- 2) la dV in ingresso risulta pari a 1/G = 1/100 = 10 mVolt
- 3) poiché il circuito termometro fornisce 100 mVolt/°C
- 4) 1Volt di Verr = 0,1 °C di differenza tra la temperatura impostata e quella letta

#### Quindi:

- Ho una banda proporzionale di 1°C (dVingresso differenziale = 0,1Volt -> Verr 10Volt -> banda proporzionale = 1°C)

#### Transistor di potenza

NPN 2N2222:

- 1) hfe =  $\beta$  = ic / ib = 75
- 2) Vcesat = 0.4 Volt
- 3) Vbe = 1,3 Volt

La tensione in uscita dal comparatore tra Vset e Vread varia (nella zona a noi utile per modulare la potenza della resistenza riscaldante) tra 0 e +Vsat.

Impongo il range proporzionale tra 0 / +10 Volt

A +10 Volt (e per tensioni maggiori) desidero che il transistor di comando della Resistenza riscaldante sia in saturazione (quindi fornisca la massima potenza al riscaldatore).

Ic = 
$$(+5\text{VPower} - \text{Vcesat}) / \text{Rriscaldatore}$$
  
=  $(5-0,4) / 27 = 170 \text{ mAmp}$ 

Ib = Ic / 
$$\beta$$
 = 170 mAmp / 75 = 2,27 mAmp

$$Rb = (Verr - Vbe) / Ib = (10 - 1,3) / 2,27 = 3,8 Kohm$$

Rb = 2,2 Kohm

- 1) Verificare il funzionamento del circuito
- 2) Con multimetro Agilent monitorare il segnale di errore Verr (annotare valore min e max a regime)
- 3) Con tester ICE (V oppure I) monitorare le variazioni di V o I sulla resistenza riscaldante
- 4) Valutare il funzionamento complessivo del circuito di controllo di tipo proporzionale