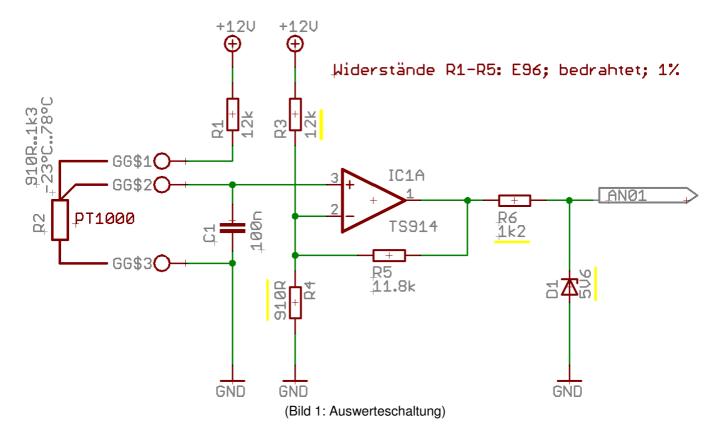
# PT1000 – Schaltungsberechnung v2.0 (2007-02-20)

## 1.) PT1000-Auswerteschaltung



**1. Forderung**: Der Messstrom durch den PT1000 darf 1mA nicht übersteigen:

$$I_{mess} <= 1 \text{mA}$$
 =>  $R_1 + R_2 >= 12 \text{k}$ 

Wahl:  $R_1 = 12k$ 

 $R_2 = 910R \dots 1.3k (-23 ^{\circ}C \dots 78 ^{\circ}C)$ 

$$U_p = 12V * (R_2 / (R_1 + R_2))$$
  $U_p$  ist die Spannung am positiven OPV-Eingang

Für  $R_2 = 910R$  gilt:  $U_p = 0.846V$ Für  $R_2 = 1k3$  gilt:  $U_p = 1.173V$ 

**2. Forderung**:  $R_3$  und  $R_4$  sollen so gewählt werden, dass  $U_n \le 0.846V$  ist. Damit kann der gewünschte Messbereich weit aufgezogen werden. Alles was dann an  $U_p >$  als 0.846V ist, wird dann (mit Faktor  $V_u$ ) verstärkt (da OPV als nicht-invertierender Verstärker betrieben wird). Wahl:  $R_4 = 910\Omega$  (damit der Strom durch  $R_3$  und  $R_4$  nicht zu groß und nicht zu klein wird -> gleiche Werte wie für  $R_1$  und  $R_2$ )

$$\begin{array}{ll} U_n = 12V * (R_4 / (R_3 + R_4)) & U_n \text{ ist die Spannung am negativen OPV-Eingang} \\ & \Leftrightarrow R_3 = R_4 * ((12V/U_n) - 1) \\ & \Leftrightarrow R_3 = 910\Omega * ((12V/0.846V) - 1) \\ & \Leftrightarrow \textbf{R}_3 = \textbf{12k} \end{array}$$

$$U_d = U_p - U_n$$
  
 $U_d$  (bei  $R_2 = 910R$ ) = 0V  
 $U_d$  (bei  $R_2 = 1.3k$ ) = 0.327V

Dieser Bereich muss jetzt mittels OPV auf 0...5V aufgezogen werden:

 $V_u = 5V / 0.327V = 15.29 => Wähle: 15$  (und nicht 16, um nicht zu stark zu verstärken und damit den oberen Bereich abzuschneiden)

## Dimensionierung von R<sub>5</sub>:

 $\begin{aligned} V_u &= \left(R_5 \, / \, (R_3||R_4)\right) + 1 \\ R_5 &= \left(V_u - 1\right) \, ^* \left(R_3||R_4\right) \end{aligned} \tag{R3||R4, da zeitlich konstante Potentiale dem Nullpotential gleichzusetzen sind)}$ 

 $R_5 = (15-1) * ((12k * 910\Omega)/12k + 910\Omega) = 11,84k$ (wähle  $R_5 = 11.8k$ )

## Kontrollrechnung:

 $R_5 = 11.8k \Rightarrow V_u = (11.8k / 0.846k) + 1 = 14.9$  (und kommt damit dem Wunschwert von 15.29 nahe).

## Was passiert bei Kurzschluss?

 $R_2 = 0$ 

- $\Rightarrow$  U<sub>p</sub> = 12V \* 0 = 0V
- $\Rightarrow U_d = U_p U_n = 0 0.846V = -0.846V$
- ⇒ U<sub>a</sub> = U<sub>d</sub> \* 14.9 = -12,6V (theoretisch); praktisch kann der Singlesupply- und Rail-to-Rail-OPV nur 0V ausgeben -> alles i.O.

#### Was passiert bei Kabelbruch bzw. wenn kein PT1000 angeschlossen ist?

 $R_2 = \infty$ 

- $\Rightarrow$  U<sub>D</sub> = 12V \*  $\infty$ /(R1+ $\infty$ ) = 12V
- $\Rightarrow U_d = U_p U_n = 12V 0.846V = 11.154V$
- ⇒ U<sub>a</sub> = U<sub>d</sub> \* 14.9 = +166V (theoretisch); praktisch muss schaltungstechnisch auf 5V begrenzt werden -> Zenerdiode vorsehen! Wert kann auch ohne Begrenzung nur den Maximalwert von 12V annehmen (Versorgungsspannung).

#### Dimensionierung der Spannungsbegrenzung am OPV-Ausgang

Die Spannungsbegrenzung soll den AD-Eingang des  $\mu$ C schützen, dabei aber möglichst wenig Strom verbrauchen. Z-Dioden müssen einen Mindeststrom ziehen, damit sie die Spannung stabilisieren können. Dieser Mindeststrom liegt bei (0.05...0.1) \*  $I_{Z,max}$ .

 $I_{Z,max}$  berechnet sich aus der max. Verlustleistung der Zenerdiode und der Spannung, die über der Diode abfällt:

$$I_{Z,max} = P_{tot} / U_Z = 0.5W / 5.6V = 89mA$$
  
->  $I_{Z,min} = 0.05 * 89mA = 5mA$ 

Für geringen Stromverbrauch bzw. dessen Auslegung ist es also vorteilhaft, wenn eine Zenerdiode mit geringer Verlustleistung eingesetzt wird.

Der Vorwiderstand R6 errechnet sich somit aus:

$$R_6 = (12V - U_Z) / I_{Z,min} = (12V - 5.6V)/5mA = 1280\Omega$$
 (-> Wähle:  $R_6 = 1.2k\Omega$ )

#### Kontrollrechnung:

### $I_Z = (12V - U_Z) / R_6 = (12V-5.6V)/1.2k\Omega = 5.3mA (-> i.O.)$

#### **Abschnitt 2:**

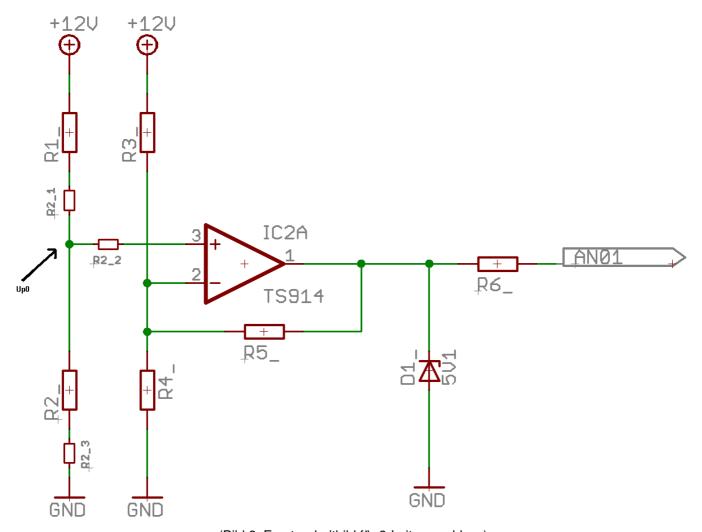
Sämtliche Berechnungen (oben) gehen von einem Zweileiteranschluss aus. Wie gross ist also der praktische Unterschied zwischen Zweileiteranschluss und Dreileiteranschluss? Der mittlere Temperaturkoeffizient von Platin beträgt 0.00385/K. D.h. für einen PT1000 ändert sich pro Kelvin der Widerstand um  $3.85\Omega$ .

Zum Vergleich: Ein 1.5mm² starkes und 20m langes Kupferkabel hat einen Widerstand von:  $R = 2 * I / (k*A) = 2 * 40m / (56S*m/mm² * 1.5mm²) = 0.95\Omega$ 

Beim Zweileiteranschluss wäre der Messfehler allein durch die Kabellänge etwa  $0.25\,^{\circ}$ C (=  $0.95\Omega/(3,85\Omega/K)$ ).

Zum Vergleich mit einem PT100: Hier beträgt die Widerstandsänderung pro Kelvin lediglich 0.385Ω. D.h. der Messfehler bei 20m Kabellänge wäre in diesem Fall: 2.5 °C(!)

Für den Dreileiteranschluss gilt folgendes Ersatzschaltbild:



(Bild 2: Ersatzschaltbild für 3-Leiteranschluss)

Der Schaltplan aus Abschnitt 1. soll hier als Ersatzschaltbild gezeichnet sein. Die Leitungswiderstände der Dreileiterschaltung sind als kleine Widerstände eingezeichnet  $(R_{2\_1}...R_{2\_3};$  die Widerstandsbezeichnung soll den zugehörigen Klemmen (oben) entsprechen).

 $R_{2\_1}$  und  $R_{2\_3}$  haben praktisch keinen Einfluss auf das Potential  $U_{p0}$  (siehe Pfeil), da die jeweils gleichen Widerstände ( $R_{2\_1} == R_{2\_3}$ ) deutlich kleiner sind als  $R_2$  (oder  $R_1$ ).

#### Rechenbeispiel:

- 1.) Theoretischer Idealfall:  $U_{p0}$  (ohne  $R_{2\_1}$  und ohne  $R_{2\_3}$ ):  $U_{p0,ideal} = 12V * (R2/(R_1+R_2)) = 12V * (910\Omega/(910\Omega+12k\Omega)) = 845,856mV$
- 2.) **Zweileiteranschluss**:  $U_{p0}$  (nur mit  $R_{2_{-3}}$  und  $R_{2_{-2}}$ ):  $R_2 = 910\Omega + 2 * 0.95\Omega = 911.9\Omega$   $U_{p0,2Leiter} = 12V * (911.9\Omega) / (911.9\Omega + 12k\Omega) = 847.497mV$

3.) **Dreileiteranschluss**:  $U_{p0}$  (mit  $R_{2\_1}$  und mit  $R_{2\_3}$ ): Annahme:  $R_{2\_x}$  liegt bei  $0.95\Omega$ :  $U_{po,3Leiter} = 12V * (910\Omega + 0.95\Omega)/(910\Omega + 0.95\Omega + 12k\Omega + 0.95\Omega) = 846.466mV$   $R_{2\_2}$  geht in die Betrachtung nicht ein, da hierdurch das Potential an  $U_p$  nicht verändert wird.

Um eine Aussage über die Schwere der Abweichung zu treffen, muss diese NACH dem OPV ermittelt werden, denn er verstärkt die Abweichung natürlich mit.

	3-Leiteranschluss	2-Leiteranschluss
Abweichung gegenüber Anschluss "ohne" Leitung	0.610mV	1.641mV
VOR dem OPV		
Abweichung gegenüber Anschluss "ohne" Leitung	8.60mV	23.14mV
NACH dem OPV (V <sub>u</sub> =14.1)		
Abweichung gegenüber Anschluss "ohne" Leitung	2digits	5digits
NACH dem OPV und umgerechnet für einen 10Bit-		
ADC (bei 5V Referenzspannung; also 4.88mV/digit)		

Bei der eingestellten Verstärkung bzw. Messbereich (910 $\Omega$ ...1.3k $\Omega$ ; -23 $^{\circ}$ C...+78 $^{\circ}$ C) entspricht 1digit etwa 0.381 $\Omega$  bzw. 0.0987 $^{\circ}$ C.

Damit beträgt die Abweichung (absolut):

	3-Leiteranschluss	2-Leiteranschluss
Abweichung gegenüber Anschluss "ohne" Leitung	0.2℃	0.5℃

#### **Ergebnis:**

Der Unterschied zwischen 2-Leiter- und 3-Leiteranschluss wirkt sich hier weniger stark aus als zunächst vermutet.

**Achtung**: Dieser Text soll keine Musterrechnung sein, sondern Diskussionsgrundlage! Möglicherweise sind wichtige Dinge noch unberücksichtigt!