

5. Temperaturregelschaltungen für Prüfzwecke

Die gesteigerte Empfindlichkeit, gepaart mit höherer Auflösung, die digital anzeigende Instrumente gegenüber solchen mit analoger Messwertdarstellung ermöglichen, zwingt auch den Amateur immer häufiger zu Tests, die Aussagen über die Temperaturabhängigkeit oder -stabilität der zu untersuchenden Schaltung liefern. Es ist z. B. vorteilhaft, wenn Quarzgesteuerte Zeitbasisoszillatoren digitaler Frequenzmaßgeräte oder A/D-Umsetzer und deren Vorverstärker hinsichtlich ihrer Temperaturabhängigkeit untersucht werden. Natürlich kann im Amateurbereich bei weitem nicht der in der Industrie für solche Experimente übliche Aufwand getrieben werden. Meist ist das aber auch nicht erforderlich, weil oft schon Untersuchungen innerhalb des Umgebungstemperaturbereiches von $\vartheta_u = 10^\circ\text{C}$ bis 75°C ausreichend Aufschluß über das prinzipielle Temperaturverhalten der zu prüfenden Schaltung geben. Für die erforderlichen Messungen eignen sich dann relativ einfache Luftthermostate, die die jeweils gewünschte Umgebungstemperatur innerhalb des oben genannten Bereiches für die zu untersuchende Schaltung bereitstellen. Detaillierte Aufschlüsse über den temperaturbedingten Einfluß eines bestimmten Bauelementes innerhalb einer Baugruppe gewinnt man mit sogenannten Spot-Heizern. Das sind eigentlich offene Miniaturthermostate, die auf Grund ihrer geringen Größe nur ein Bauelement (Transistor, Diode, Widerstand usw.) auf eine vorgegebene Temperatur oberhalb der Umgebungstemperatur der sonstigen Bauteile der Baueinheit aufheizen. Spot-Heizer ersetzen also die doch etwas archaische Methode der Erwärmung von Bauelementen mit dem Lötkolben oder ähnlichen Instrumenten mit nicht definierter und meist zu großer Temperatur. Bauelementeausfälle während des Tests werden durch die kontrollierte Temperatur des Spot-Heizers vermieden.

Die beiden folgenden Abschnitte beschreiben einen Luftthermostat und einen Spot-Heizer. Charakteristisch für die vorgestellten Lösungen sind die Transistoren als Temperaturfühler und als Heizelemente.

5.1. Luftthermostat für einen Temperaturbereich von $\vartheta_{Th} = 20^\circ\text{C}$ bis 75°C

Der nachstehend beschriebene Luftthermostat eignet sich zum definierten Aufheizen eines thermisch isolierten Raumes, dessen innere Abmessungen $V_n = 1,5 \text{ dm} \times 1,5 \text{ dm} \times 0,8 \text{ dm} = 1,8 \text{ dm}^3$ betragen. Für die zu prüfende Baugruppe stand ein Luftvolumen von $V_n = 1,5 \text{ dm} \times 1,5 \text{ dm} \times 0,6 \text{ dm} = 1,35 \text{ dm}^3$ zur Verfügung. Das Gehäuse sollte aus einem gut wärmeisolierenden Material bestehen. Besonders geeignet sind als Isoliermaterial handelsübliche Tafeln aus verschäumtem Kunststoff. Aber auch andere Materialien, wie z. B. Pappe und Isolierwatte, eignen sich gut. Das Gehäuse versieht man mit elektrisch und thermisch isolierten Durchführungen für die Meß- und Stromversorgungsleitungen. Günstig ist, wenn das Gehäuse die Form einer Abdeckhaube hat und die genannten

Durchführungen sich in der Bodenplatte befinden, auf der dann auch der Heizer montiert wird. Über diesem ordnet man eine mehrfach durchbrochene Kunststoffplatte an, auf der sich die zu testende Baugruppe befindet.

Als Heizer für den Luftthermostaten, Bild 5.1 zeigt den Gesamtverdrahtungsplan, fungiert der Leistungstransistor V1. Er wird auf einen Kühlkörper aus Aluminiumblech montiert, damit die vom Transistor V1 erzeugte Wärme möglichst schnell der Luft im Innenraum des Thermostaten zugeführt wird. Die mechanischen Abmessungen des Kühlkörpers kann man Bild 5.2 entnehmen. Entsprechend dem in Bild 5.3 gezeigten Stromlaufplan des Luftthermostaten ist die Heizleistung des Transistors V1 eine Funktion seines Kollektorstromes. Die Kollektor-Emitter-Spannung von V1 ist im Rahmen der Änderung der Netzspannung für konstant und liegt mit etwa $U_{CEV1} = 15\text{V}$ so niedrig, daß auch bei dem maximal möglichen Kollektorstrom von $I_{CV1} = 0,68\text{A}$ keine Gefahr des zweiten Durchbruchs und damit der Zerstörung von V1 gegeben ist. Je nach dem Kollektorstrom des Transistors V1 läßt sich also dessen Heizleistung zwischen den beiden Endwerten $P_{AV1} = 0\text{W}$ und 10W verändern.

Den oberen Wert bestimmt wesentlich das Isoliervermögen des Thermostatengehäuses. Die dafür charakteristische Kenngröße ist der Wärmewiderstand R_{Wdh} des Gehäuses. Das Berechnen dieser Größe ist aufwendig und meist auch nur von begrenzter Genauigkeit. Die erforderliche Heizleistung kann man einfacher im Bereich relativ niedriger Innenraumtemperaturen bestimmen und daraus den Wärmewiderstand des Gehäuses berechnen. Mit diesem Kennwert läßt sich anschließend die für die gewünschte obere Innenraumtemperatur minimal nötige Heizleistung und damit der Kollektorstrom des Heiztransistors V1 mathematisch bestimmen. Wie wird vorgegangen? Bei möglichst konstanter Umgebungstemperatur verändert man den Kollektorstrom durch den Transistor V1 so lange, bis sich zwischen der Umgebungstemperatur und der Temperatur im Innern des Thermostaten ein konstantes Gefälle von z. B. $\vartheta_m - \vartheta_a = 20\text{K}$ einstellt. Für den Wärmewiderstand des Thermostatengehäuses gilt dann mit recht guter Genauigkeit die Gleichung:

$$R_{Wdh} = \frac{\vartheta_m - \vartheta_a}{U_{CEV1} \cdot I_{CV1}} \quad (5.1)$$

Mit diesem Wert, er betrug bei dem Erprobungsmuster $R_{Wdh} = 8\text{K/W}$, ermöglicht dann die nach $P_{AV1} = U_{CEV1} \cdot I_{CV1}$ umgestellte Gleichung (5.1) das Berechnen der erforderlichen Heizleistung für andere Temperaturen des Innenraumes. Wenn es die für den Transistor V1 zulässigen Kenn-

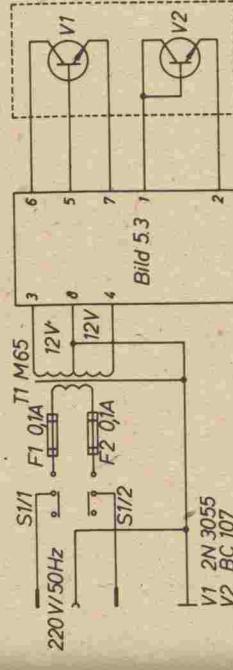


Bild 5.1
Gesamtverdrahtung
des Luftthermostaten

The figure consists of two parts. The left part is a technical drawing of a door frame. It shows a vertical frame with a horizontal top rail. A handle is attached to the right side of the frame. The dimensions are indicated as follows: the total height of the frame is 120, the width of the top rail is 20, and the depth of the frame is 70. The right part is a technical drawing of a door panel. It features a central rectangular panel with a decorative border. In the center of this panel is a circular emblem containing three vertical bars.

daten erlauben, sollte im praktischen Betrieb allerdings ein etwas höherer Kollektorstrom als nach der Gleichung (5.1) zulässig sein, damit der Thermostat hinreichend schnell aufgeheizt wird.

Seinen Basisstrom bezieht der Transistor V1 von dem als proportionaler Temperaturregler geschalteten Baustein MAA 723. Diese integrierte Schaltung, sie arbeitet üblicherweise als Spannungsstabilisator mit einstellbarer Ausgangsspannung, beinhaltet alle 4 wesentlichen Baugruppen, die für einen proportionalen Temperaturregler notwendig sind. Zunächst liefert die interne Referenzspannungsquelle eine von Schwankungen der Speisespannung und der Umgebungstemperatur weitgehend unabhängige Referenzspannung, deren typische Größe $U_{REF,A1} = 7.15\text{ V}$ vertragen. Aus dieser Referenzspannung leitet in der Regelschaltung ein Spannungssteiler die Sollspannung ab, die der geforderten Temperatur im Innernraum des Thermostaten entspricht. Weiterhin verfügt der integrierte Spannungsregler A1 über den Regelverstärker A1/A1 mit Differenzeingang. Diesem folgt der aus den 2. Transistoren V3_{A1} und V4_{A1} bestehende Impedanzwandler, der als Stromverstärker arbeitet und den Steuerstrom für den externen Heiztransistor V1 zur Verfügung stellt. Schließlich beliefert A1 noch den Transistor V2_{A1}, der so beschaltet werden kann, daß der Kollektstrom des Transistors V1 einen vorgegebenen oberen Grenzwert nicht übersteigt. Durch diesen multifunktionalen Aufbau läßt sich der Baustein MAA 723 also mit wenigen zusätzlichen Bauelementen als proportionaler Temperaturregler einsetzen, dessen Funktionsweise

ausreichend etwas nauer beschrieben werden soll:
 Der Transistor V2 arbeitet in der schon aus Abschnitt 4.1 bekannten Weise als Istwertgeber für die Temperatur im Innern des Thermostaten. Durch den sternförmigen Miniaturkühlkörper aus Aluminium wird die Temperatur der V2 umgebenden Luft besser, seiner Sperrschicht angeführt. Der Widerstand R1 legt den Kollektorstrom, er ist weitgehend konstant und betrug bei dem Erprobungsmuster etwa $I_{C2} = 0,54 \text{ mA}$, des Transistors V2 fest. Die Reihenschaltung von dem als Diode geschalteten Transistor V2 und R1 liegt parallel zur internen Referenzspannungsquelle.

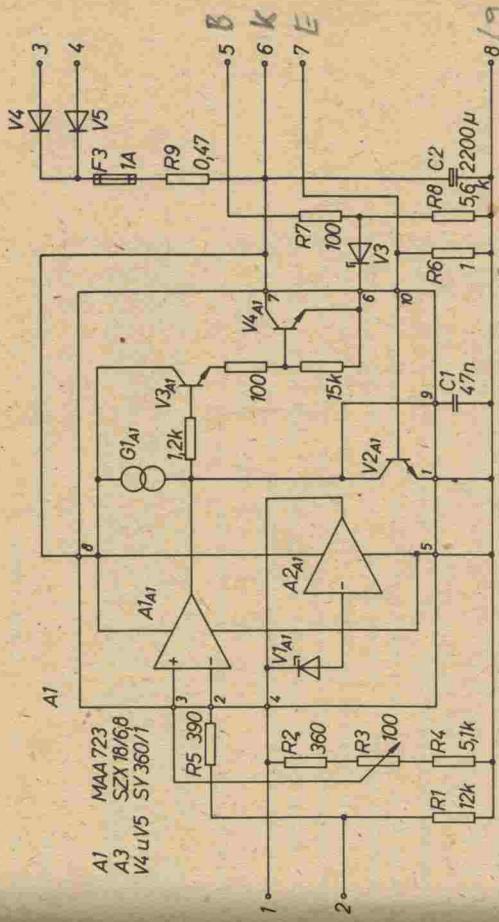


Bild 5.3
Stromlaufplan

quelle, sie besteht aus der Z-Diode $V_{1,A1}$ und dem invertierenden Verstärker $A2_{A1}$, von A1. Diese Spannungsquelle versorgt auch den Spannungsteiler mit den Widerständen R2 bis R4, der die Spannung erzeugt, die der Sollwerttemperatur des Thermostaten entspricht. Der integrierte Differenzverstärker $A1_{A1}$ von A1 vergleicht die Spannung über dem Transistor V2 mit dem Spannungsabfall zwischen dem Referenzspannungsanschluß von A1 und dem Schleifer des Potentiometers R3, mit dem die Solltemperatur des Thermostaten eingestellt wird. Solange nach dem Einschalten die Basis-Emitter-Spannung des Transistors V2 noch größer ist als der Spannungsabfall über R2 und dem Teilwiderstand des Potentiometers R3, erhält der invertierende Eingang des Differenzverstärkers $A1_{A1}$ eine auf den nichtinvertierenden Eingang bezogene negative Spannung. Die Ausgangsspannung von $A1_{A1}$ ist dann positiv, und die Transistoren $V3_{A1}$ sowie $V4_{A1}$ leiten. Über die Z-Diode V3, sie ist zum Sicherstellen des korrekten Arbeitsbereiches des Regelverstärkers unbedingt erforderlich, und den Widerstand R7 erhält der als Heizelement wirkende Transistor V1 Basisstrom. An dieser Stelle sei darauf verwiesen, daß bei aus Importen stammenden Typen für A1, die sich in dem DIL-Gehäuse befinden, die für V3 notwendige Z-Diode mit einer Z-Spannung von $U_{ZV3} = 6,2$ V bereits im Baustein mit integriert wurde. Ohne weitere Maßnahmen steigt der Kollektorstrom des Heiztransistors auf einen Wert, der nur der maximal möglichen Basisstrom und der Großsignalstromverstärkung des Transistors V1 begrenzt. V1 wird nicht zerstört, weil der Heiztransistor im Konstantstrombetrieb arbeitet, so lange die Temperatur im Innernraum des Thermostaten noch erheblich den geforderten Sollwert unterschreitet. Mit zunehmender Annäherung der Solltemperatur an die Solltemperatur mindert der Regelverstärker A1_{A1} den Kollektorstrom von V1 so lange, bis sich gerade der Kollektorstrom einstellt, der zum Aufrechterhalten der Temperatur im Innernraum des Thermostaten benötigt wird.

Den Kollektorstrom im Heiztransistor V1 begrenzt der in dessen Emitterleitung eingesetzte Widerstand R6, der zusammen mit dem Transistor

Thermostaten benötigt wird.

Den Kollektorkstrom im Heiztransistor V1 begrenzt der in dessen Emitterleitung eingesetzte Widerstand R6, der zusammen mit dem Transistor

V_{2A1} von A1 den Emitterstrom und damit praktisch auch den Kollektorstrom des Transistors V1 auf den maximalen Wert $I_{CV1\max}$ festlegt. Es gilt die Gleichung:

$$(5.2) \quad I_{CV1\max} = \frac{U_{BEV12A1}}{R6}$$

Der Kollektorstrom von V1 muß mindestens den Wert erreichen können, der mit der vorgegebenen Kollektor-Emitter-Spannung zur oben ermittelten minimalen Leistung von V1 führt, die auch bei der niedrigsten erlaubten Umgebungstemperatur des Thermostaten die geforderte maximale Innenraumtemperatur sichert. Im Interesse einer kurzen Aufheizzeit ist ein etwas größerer Wert für den Kollektorstrom vorteilhaft. Welcher Kollektorstrom und damit welche Verlustleistung dem Heitztransistor zugemutet werden können, bestimmen seine Kenndaten, die maximale Temperatur im Thermostaten und die Wärmewiderstände der Komponenten Heitztransistor und Kühlkörper. Vernachlässigt man den Wärmeleiter zwischen dem Transistor V1 und dem Kühlkörper, weil beide Bauteile direkt miteinander verbunden sind, so gilt für die zulässige Verlustleistung des Heitztransistors V1 die Gleichung:

$$(5.3) \quad P_{HV1\max} = \frac{\vartheta_{1\max} - \vartheta_m}{R_{BG} + R_{AK}} = \frac{200^\circ C - 75^\circ C}{2,5 + 15} = 25W$$

In dieser Beziehung benennt $\vartheta_{1\max}$ die für V1 zulässige maximale Sperrschichttemperatur, R_{BG} den Wärmewiderstand zwischen der Sperrscheide von V1 und dessen Gehäuse und R_{AK} den Wärmewiderstand des Kühlkörpers. Im Erprobungsmuster wurde ein Kühlkörper entsprechend Bild 5.2 verwendet, dessen Wärmewiderstand $R_{AK} = 3,5 \text{ kW}$ betrug. Für den verwendeten Transistorotyp N3055 gelten die Angaben $\vartheta_{1\max} = 200^\circ C$ und $R_{BG} = 1,5 \text{ K/W}$. Daraus und mit $\vartheta_m = 75^\circ C$ erhält man mit der Gleichung (5.3) $P_{HV1\max} = 25 \text{ W}$. Mit R6 wird der Strom auf $I_{CV1} = 0,68 \text{ A}$ begrenzt. Daraus läßt sich bei einer Speisespannung von $U_{St} = 15 \text{ V}$ die Verlustleistung $P_{HV1} = 10 \text{ W}$ errechnen. Dieser Wert liegt beträchtlich unterhalb des Rechenwertes nach der Gleichung (5.3), so daß ein ausreichender Sicherheitsabstand vorhanden ist.

In der Praxis wird der Luftthermostat vorteilhaft mit einem Thermometer versehen. Den geringsten Aufwand erfordert ein Flüssigkeitsthermometer, welches in der Abdeckhaube montiert wird. Zusätzlich kann noch das Potentiometer R3 mit einer kalibrierten Skala versehen werden, die experimentell ermittelt wird. Die optimale Führerposition muß man durch Versuche bestimmen. Abschließend noch der Hinweis, daß die beschriebene Schaltung natürlich auch sehr gut geeignet ist, bestimmte Bauteile, z. B. Quarze, Differenzverstärker u. a., zu thermostatisieren. Sehr vorteilhaft ist es in diesen Fällen, wenn sich die betreffenden Bauteile, der Temperaturfühler und der Heitztransistor gegeneinander elektrisch isoliert auf oder in einem Aluminium- oder Kupferblock befinden [51]. Die damit bewirkte sehr enge thermische Kopplung zwischen Temperaturfühler, Heitztransistor und dem zu temperierenden Bauteil garantiert eine hohe Stabilität der Temperatur ohne Regelschwankungen.

Ursache für ein unstabiles Temperaturverhalten einer elektronischen Schaltung kann z. B. eine außerhalb der Norm liegende Temperaturabhängigkeit eines bestimmten Bauelementes der Gesamtschaltung sein.

Fehler dieser Art sind meist sehr schwierig zu orten. Eine relativ rationelle Methode ist das lokale Erwärmen verdächtiger Bauelemente, wobei gleichzeitig das Ausgangssignal der Schaltung beobachtet wird. Zur punktförmigen Erwärmung einzelner Bauteile sind die sogenannten Spot-Heizer besonders brauchbar. Bei ihnen handelt es sich um offene Kleinstthermostaten, die über eine geeignete Armatur verfügen, die das zu testende Bauelement hinreichend umschließt. Die möglichst austauschbare Armatur sollte aus einem sehr gut wärmeleitfähigen Material bestehen. Besonders geeignet sind Kupfer oder Aluminium. Eine elektronische Regelung sorgt für eine definierte Temperatur des Spot-Heizers. Dadurch wird ein unbeabsichtigtes Zerstören des zu prüfenden Baulements sicher vermieden. Das ist bei einem unkontrollierten Aufheizen mit weniger geeigneten Instrumenten, z. B. mit dem Lötkolben, nicht auszuschließen. Der erprobte Spot-Heizer ermöglicht Temperaturen der Armatur zwischen $\vartheta_{Sp} = 20^\circ C$ und $75^\circ C$.

Beim beschriebenen Spot-Heizer arbeitet der Transistor nicht nur als Heizelement, sondern gleichzeitig als Temperaturfühler [52]. Die Lösung (Bild 5.4 und Bild 5.5) spart Bauteile, und es entfallen die Probleme der thermischen Kopplung zwischen Temperaturfühler und Heizung. Bild 5.6 zeigt einige, für verschiedene Anwendungen nötige, Armaturen. Nicht unerwähnt soll bleiben, daß der Spot-Heizer sich auch ausgezeichnet als Miniaturthermostat verwenden läßt. In einem solchen Fall muß natürlich das zu temprierende Bauelement zusammen mit dem Heiztransistor in einem wärmeisolierenden Gehäuse untergebracht werden, damit die erforderliche Heizleistung ein Minimum erreicht und die Regelschwankungen klein bleiben.

Der Heitztransistor V1 in Bild 5.4 arbeitet als Konstantstromquelle. Die Verlustleistung von V1, also die Heizleistung des Spot-Heizers wird durch Ändern der Kollektor-Emitter-Spannung des Transistors V1 variiert. Beim Konstantstrombetrieb eines Transistors ist dessen Basis-Emitter-Spannung weitgehend unabhängig von der Kollektor-Emitter-Spannung. Deshalb eignet sich die Basis-Emitter-Spannung des Transistors V1 als Maß für seine Chiptemperatur. Die integrierte Schaltung A1 in Bild 5.5 fungiert als Regelverstärker und liefert außerdem eine Referenzspannung, aus der der Sollwert der Temperatur des Spot-Heizers abgeleitet wird. Der Heitztransistor V1 erhält seine Basisspannung vom Referenzspannungsgenerator A2A1 des integrierten Spannungsreglers A1. Mit dem Emitterwiderstand R1 und der Referenzspannung U_{RefA1} sowie der Basis-Emitter-Spannung U_{BEV1} des Transistors V1 ergibt sich dessen Kollektorstrom mit der Gleichung:

$$(5.4) \quad I_{CV1} = \frac{U_{RefA1} - U_{BEV1}}{R1}$$

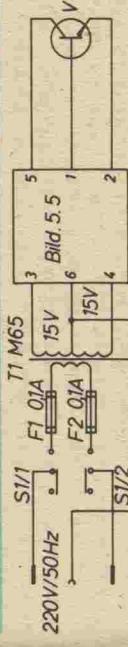


Bild 5.4
Gesamtverdrahtung
des Spot-Heizers

V1 BD 135 o SD 335