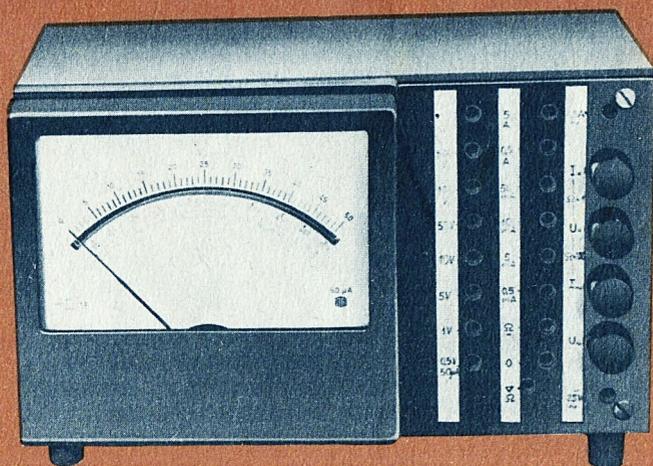


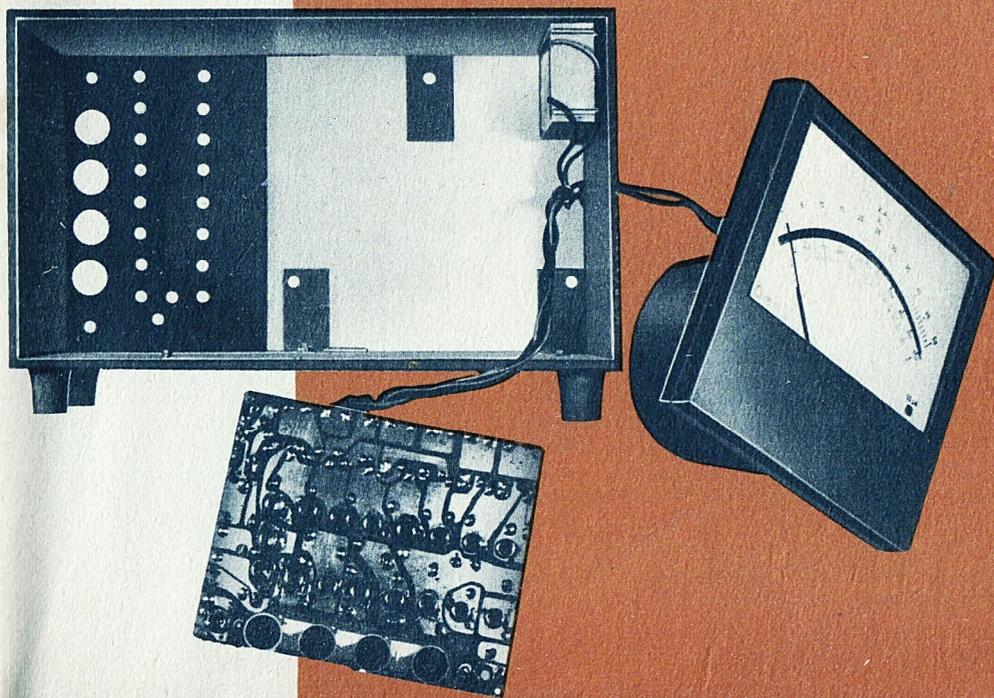
ORIGINAL  
BAUPLÄNE 71  
MIV

Bauplan Nr. 23  
Preis 1,-



KLAUS SCHLENZIG

# Vielfachmesser



## Originalbauplan Nr. 23

### Inhaltsverzeichnis

1. Messen ist Wissen
2. Eigenschaften von Drehspulinstrumenten
3. Die Messung von Strom und Spannung
4. Ein überlastungsgeschützter Vielfachmesser
  - 4.1. Entscheidungen zu Schaltung und Bereichswahl
  - 4.2. Schutzschaltung
  - 4.3. Die Gesamtschaltung
5. Dimensionierung des Mustergeräts
  - 5.1. Spannungsmößbereiche
  - 5.2. Gleichstrombereiche
  - 5.3. Widerstandsmessung
  - 5.4. Wechselstrom und Wechselspannung
6. Aufbaubeispiel
7. Material und Bezugsquellen
8. Literatur

### I. Messen ist Wissen

Innerhalb der Reihe „Originalbaupläne“ wurde bisher dem Arbeitsgang „Messen“ im allgemeinen vielleicht etwas zuwenig Aufmerksamkeit gewidmet. Abgesehen vom Bauplan Nr. 4, in dem als Hilfsgeräte 2 Ohmmeter beschrieben wurden, und von einigen Hinweisen in anderen Bauplänen vermißten unsere Leser bisher konkretere Empfehlungen zum Bau von einfachen Meßgeräten. Das soll im folgenden nachgeholt werden.

Ausgangspunkt ist die Überlegung: Handelsübliche Vielfachmeßinstrumente sind recht teuer (etwa 250,— bis 350,— M), so daß gerade der Anfänger, wenn er mit ihnen noch nicht richtig umzugehen versteht, von einer solchen Erwerbung zunächst noch Abstand nehmen sollte. Eine gewisse Überbrückung bedeutet der „Multiprüfer“, den man für etwa 80,— M (Richtwert) erhält. Zwischen beiden Gruppen besteht neben der unterschiedlich großen Bereichszahl vor allem ein wesentlicher Unterschied: Der Eigenverbrauch des Multiprüfers liegt um einige Größenordnungen höher als der moderner Vielfachmesser, wie sie vom VEB Elektro-Apparate-Werke Berlin und vom VEB Meßtechnik Mellenbach angeboten werden bzw. wurden. Man erreichte inzwischen längst die Kennzahl 100 k $\Omega$ /V (ihre Bedeutung wird weiter unten erläutert), während vor zwanzig Jahren noch das „Multizet“ mit seinen 333  $\Omega$ /V (später auch 1 k $\Omega$ /V) die Servicemeßtechnik beherrschte. Wie ebenfalls noch gezeigt wird, stellen solche niedrigen Werte viele Meßergebnisse in Frage. Auswege boten z. B. Röhrenvoltmeter mit teilweise beträchtlichem Aufwand, deren Meßaufgaben heute teilweise schon mit 100-k $\Omega$ /V-Instrumenten gelöst werden können bzw. von Transistorvoltmetern in einer Größe, die mit alten Vielfachmessern konkurrieren kann, aber mit ungleich günstigeren Daten.

Seit etwa einem Jahrzehnt hat nun eine besondere Gruppe von Spannungsmessern große Verbreitung in der Meßtechnik gefunden, die Digitalvoltmeter. Sie zeigen im Rahmen ihrer (meist außerordentlich guten) Meßgenauigkeit den Meßwert unmittelbar in Ziffern an, so daß Zweideutigkeiten nahezu ausgeschlossen sind. Ihr hoher Eingangswiderstand verhindert auch bei großen Innenwiderständen der Meßkreise Fehlmessungen. Dennoch muß man auch mit diesen Geräten erst richtig umgehen lernen, selbst dann, wenn sie z. B. von selbst den richtigen Meßbereich wählen. Bei einem Digitalvoltmeter mißt man Gleichspannungen. Wechselspannungen sind daher über einen sogenannten AC/DC-Konverter in Gleichspannungen umzuwandeln (der Ausdruck kommt aus dem Englischen). Ohne Kenntnis der Kurvenform und der Meßmethode kann aber der angezeigte Meßwert nicht richtig ausgewertet werden. Diese Schwierigkeit ergibt sich jedoch bereits bei Zeigerinstrumenten, die mit einem Gleichrichter zur Wechselspannungsmessung ausgerüstet sind.

Warum werden aber überhaupt noch Zeigerinstrumente hergestellt und angewendet, wenn die Digitalmessung so viel bequemer und genauer ist? Nun, ein Argument für das klassische Zeigerinstrument liegt in der Preisdifferenz. Das muß nicht immer so bleiben — die Fortschritte der Halbleitertechnik können das durchaus eines Tages entscheidend ändern. Ein anderer Grund aber wird auch dann (wenn man diese Eigenschaft nicht auf andere Weise nachbildet) noch gegeben sein: Mit einem Zeigerinstrument kann man z. B. beim Abgleich einer Brücke oder beim „Durchfahren“ einer Meßkurve viel schneller die „Tendenz“ der Spannungsänderung erkennen als bei einem Digitalvoltmeter, das stets erst nach einer endlichen Zeit den „abgefühlten“ Meßwert anzeigt und so lange hält, bis der nächste ausgegeben wird. In der Zwischenzeit kann sich schon viel geändert haben.

Diese Argumente sind aber für den Amateur heute auf jeden Fall noch uninteressant. Für ihn ist ein solches Zeigerinstrument, dessen Eigenschaften er kennt und auf das er sich deshalb bei richtigem Einsatz auch verlassen kann, noch immer das beste Hilfsmittel beim Entwickeln, beim Bau, bei der Prüfung und bei der Reparatur elektronischer Schaltungen. Bedenkt man es genau, so stellt für den Leser eines Bauplans der Nachbau einer Schaltung ohne das Hilfsmittel „Meßinstrument“ stets ein gewisses Abenteuer mit ungewissem Ausgang dar. Daran ändert auch der Umstand nicht allzuviel, daß die Schaltung vom Autor gründlich getestet wurde, denn jedes Bauelement hat Toleranzen. Im ungünstigsten Fall summieren sich alle Einflüsse, und das Gerät funktioniert nicht mehr. Daher wurden auch bisher im allgemeinen in unseren Schaltungen Meßwerte vermerkt, soweit dies notwendig erschien. Wir vertrauten dabei darauf, daß der Leser doch „irgendwie“ an ein Meßinstrument herankommen würde, z. B. innerhalb seiner Arbeitsgemeinschaft.

Diesen Unsicherheiten soll mit dem vorliegenden Bauplan — soweit möglich — ein Ende bereitet werden. Die Einschränkung bezieht sich dabei auf folgende Probleme: Zunächst wird es nie gelingen, sich mit vernünftigem Aufwand ein Instrument zu schaffen, mit dem man „alle“ Meßaufgaben lösen kann. Bald wird sich herausstellen, daß man mit einer relativ kleinen Anzahl von Bereichen und Meßarten einen großen Teil der auftretenden Meßprobleme lösen kann. Für den Rest sollten bei Bedarf Zusätze zum Instrument aufgebaut werden, in denen das Instrument selbst dann nur noch die Rolle eines Indikators hat (z. B. Brücken, Indikatoren u. ä.). Die vom Bauplan eingehaltenen Grenzen sind gleichzeitig hinsichtlich des Verhältnisses von Aufwand zu Ergebnis gewisse Vernunftgrenzen.

Ein weiterer Umstand betrifft den Grund, aus dem heraus eigentlich bisher noch kein „Vielfachmesser-Bauplan“ entstand: Das ist die Frage nach dem geeignetsten Meßwerk. Schon diese Fragestellung ist aber eigentlich nicht richtig, weil man wieder den Einsatzbereich beim jeweiligen Anwender berücksichtigen muß. Nun ließen sich zwar einige Punkte für ein (auf den Bauplanstoff bezogen) optimales Meßwerk nennen, doch würde man im Handel vielleicht lange vergeblich nach einem entsprechenden Typ suchen. Man bedenke: Meßinstrumente sind Erzeugnisse mit hohem feinmechanischem Aufwand, deren Fertigung also erfahrene Fachkräfte und große Genauigkeit erfordert. Die verfügbare Menge wird also nicht unbegrenzt hoch sein. Darüber hinaus kann sich der „Außenstehende“ den hohen Bedarf im allgemeinen gar nicht vorstellen, den die elektronische Industrie im Zeitalter der Automation an Zeigermeßinstrumenten noch immer hat. Schließlich spielt der Mensch auch in der automatisierten Produktion die wichtigste Rolle. Er muß sich vom Zustand der Anlage laufend überzeugen können. Zeigerinstrumente sind bei dieser Kommunikation zwischen Mensch und Maschine auch nach Einführung digitaler Meß- und Anzeigeverfahren ein wichtiges Glied.

Der Amateur sollte also Verständnis dafür aufbringen, wenn ihm nicht ein ganzes Sortiment empfindlicher Zeigermeßwerke kontinuierlich zur Verfügung steht. Im Handel findet man heute dies und morgen das. Das Vorhaben „Vielfachmesser“ muß daher gründlich durchdacht und vorbereitet werden, bevor man zugreift. Der vorliegende Bauplan will dabei beraten. Wenn dennoch ein Mustergerät ein ganz bestimmtes Meßwerk benutzt wird, so ist das nur ein Beispiel, an dem man sich genügend detailliert orientieren kann. Wenn es diesen Typ nicht gibt, nimmt man eben einen anderen. In beiden Fällen hängt das Ergebnis davon ab, wie gründlich man sich mit den Voraussetzungen beschäftigt und ob man weiß, wo man für den eigenen Bedarf eine sinnvolle Grenze zieht. Der Wahlspruch „Messen ist Wissen“ kann nur so lange gültig sein, wie das benutzte Meßgerät in seinen Werten und (teilweise umweltabhängigen) Eigenschaften genau bekannt ist. Sowohl auf diese Faktoren wie auf die Fragen des richtigen Messens soll in den folgenden Abschnitten eingegangen werden, bevor ein vollständiger Vielfachmesser vorgestellt wird.

## 2. Eigenschaften von Drehspulinstrumenten

Vorauszuschicken ist, daß für einen Vielfachmesser unter den zahlreichen Meßinstrumentarten nur ein Drehspulmeßwerk in Frage kommt. Ob es sich um ein solches handelt, erkennt man neben einigen anderen Angaben aus den Eintragungen im Skalenblatt (Bild 1, entnommen [1]). (Auf die Fragen der Genauigkeitsklassen und der zu erwartenden Anzeigefehler u. ä. wird im Bauplan nicht näher eingegangen; je kleiner jedenfalls die Zahl, um so genauer das Instrument. Näheres findet der Leser ebenfalls in [1], dessen Anhang die für Instrumente gültige TGL 19472 enthält.) Daher werden andere Meßwerksysteme gar nicht erst behandelt.

Die für uns wichtigste Zahl ist die am Skalenende eingetragene. Sofern es sich nicht bereits um ein für einen bestimmten Zweck mit Vorwiderstand versehenes und z. B. in Volt geeichtes Instrument handelt, gibt dieser Wert den Vollausschlag in Mikroampere oder in Milliampere an, je nach Eintragung auf dem Skalenblatt. Für den geplanten Vielfachmesser ist als oberer Grenzwert  $100 \mu\text{A}$  anzusehen, was einer „Strömdämpfung“ von  $10 \text{ k}\Omega/\text{V}$  entspricht. Besser sind schon  $50\text{-}\mu\text{A}$ -Instrumente ( $20 \text{ k}\Omega/\text{V}$ ). Gelegentlich erhält man auch solche mit  $60 \mu\text{A}$  Vollausschlag, was also  $16,66 \dots \text{ k}\Omega/\text{V}$  entspricht. Damit läßt sich nicht so gut rechnen. Das nimmt man bei  $30\text{-}\mu\text{A}$ -Meßwerken schon eher in Kauf, denn immerhin gestatten sie  $33,33 \dots \text{ k}\Omega/\text{V}$ .  $25 \mu\text{A}$  bedeuten  $40 \text{ k}\Omega/\text{V}$ , und empfindlichere wird man kaum im Handel finden, bzw. ihr Preis liegt so hoch, daß man schon beinahe günstiger einen kompletten Vielfachmesser kauft.  $100 \text{ k}\Omega/\text{V}$  lassen sich schließlich erst mit einem  $10\text{-}\mu\text{A}$ -Instrument erzielen.

Neben dem Vollausschlagwert geht in die Konstruktion unseres Vielfachmessers noch entscheidend die angegebene Gebrauchslage ein. Ein z. B. für vertikale Montage vorgesehenes Meßwerk wird infolge der Masseverteilung bei der für Vielfachmesser gebräuchlichen liegenden Anordnung einen höheren Meßfehler haben, als angegeben. Ob das Instrument mit Hilfe von Spitzenlagern oder über ein Spannband gelagert ist, interessiert dagegen weniger; meist haben Spannbandinstrumente eine höhere elektrische Empfindlichkeit, sind dagegen aber etwas stoßempfindlicher. Günstig wirkt sich die fehlende Lagerreibung aus. Zum Verständnis der Wirkungsweise eines Drehspulinstrumentes dient Bild 2. Bei dem gezeigten Typ befindet sich außen ein etwas „entarteter“ Hufeisenmagnet und innen ein Eisenkern (es gibt auch umgekehrt sogenannte Kernmagnettypen). Im homogenen Feld des Luftspalts zwischen Magnet und innerem Kern befindet sich eine Spule aus äußerst dünnem Draht (zumindest bei unseren empfindlichen Meßwerken; bei Amperemetern handelt es sich um wenige Windungen dickeren Drahtes) mit einem Widerstand in der Größenordnung Kiloohm. Die Spule wurde auf einen Aluminiumrahmen gewickelt, so daß sich eine magnetische Bremse ergibt, wenn sie sich bewegt. Diese Dämpfung verhindert ungünstiges mechanisches Pendeln beim Ausschlag. (Bei Transport schließt man zum mechanischen Schutz der beweglichen Teile mit gleicher Wirkung die Instrumentenklappen kurz.) Das bei Stromdurchgang durch die Spule entstehende Magnetfeld ergibt im Zusammenspiel mit dem Feld des Permanentmagnets eine Drehbewegung für die Spule, der eine federnde Rückstellung entgegenwirkt. Sie besteht bei spitzengelagerten Drehspulen aus 2 Spiralfedern, die gleichzeitig der Stromzuführung dienen, während bei Spannbandinstrumenten die Spannbänder die Funktion der Rückstellung übernehmen. Zusätzlich enthält das Meßwerk eine von außen zugängliche Schraube für den mechanischen Nullpunkt, den man vor Inbetriebnahme einstellen muß. Im übrigen sind Meßwerke gegen Verschmutzung des engen Luftspalts bzw. der Lagerstellen dicht gekapselt. Besonders Eisenspäne würden das Meßwerk sonst sehr schnell außer Betrieb setzen. Man nehme also davon Abstand, es zu öffnen, außer in Ausnahmefällen, z. B. beim Anbringen einer anderen Skale (und dann nur bei entsprechender Sachkenntnis und Vorsicht).

Starke äußere Magnetfelder können die Anzeige von Drehspulmeßwerken erheblich fälschen; ebenso vermögen elektrostatische Aufladungen der Scheibe den Zeiger in einer Stellung festzuhalten. Letzteres beseitigt man durch Anhauchen der Scheibe. Bei manchen Meßwerken findet man den Vermerk „Richtige Anzeige erst bei Einbau in mindestens 2 mm dickes Eisenblech“. Solche Instrumente vermeide man für Vielfachmesser nach Möglichkeit. Sie sind auch im allgemeinen für senkrechten Einbau vorgesehen.

Der Magnet des Meßwerks unterliegt einer bestimmten Alterung. Der Hersteller trägt dem bereits durch Voraltern Rechnung. Manchmal läßt sich ein „nachgehendes“ Instrument — wenn gar nichts anderes übrigbleibt — unter Verschlechterung der Genauigkeit durch Lösen des magnetischen Nebenschlusses (falls vorhanden) und Neuaufsetzen wieder etwas empfindlicher machen, denn ein solcher

Nebenschluß besteht z. B. aus einem dreieckigen Stück Eisenblech. Das gilt aber nur als Notbehelf. Im übrigen sollten Eingriffe unterbleiben, wie bereits gesagt. Die Ausnahme besteht darin, daß man bei einem Vielfachmeßinstrument kaum mit der Mikroampereskale des Meßwerks oder gar mit einer neutralen Eichskale auskommt. Besonders bei Einbau von Wechselstrom- und -spannungsmeßbereichen benötigt das Instrument eine auf die Gleichrichtercharakteristik zugeschnittene 2. Skale. An dieser Stelle sei nachgetragen, daß man Drehspulmeßwerke nur mit Gleichstrom speisen kann. Bei Wechselstrom würde der Zeiger höchstens zittern. Wechselstrommessungen erfordern also Gleichrichten, was weitere Meßfehler, verringerten Eingangswiderstand und eben eine weitere Skale bedeutet.

Anzeigefehler ergeben sich auch, wenn das Instrument bei extremen Temperaturen betrieben wird, denn die Kupferspule hat einen temperaturabhängigen Widerstand. Das wirkt sich aber praktisch für den Amateur kaum aus, da er einmal selten unter anderen Bedingungen als bei Zimmertemperatur messen wird und da außerdem der Temperaturgang mit zunehmendem Vorwiderstand immer weniger stört (sofern die Vorwiderstände einen geringeren Temperaturbeiwert haben). Da dieser Bauplan zu keinem Präzisionsgerät führen soll, sondern zu einem amateurgerechten Hilfsmittel, braucht man sich nicht unbedingt beim ersten Eigenbau darum zu kümmern. Selbstverständlich wird niemand Thermistoren als Vorwiderstände zur Bereichserweiterung einsetzen, während sie der Spezialist allenfalls zu einer gut ausgewogenen Temperaturkompensation heranzieht.

Welchen Typen begegnet der Amateur nun auf der Suche nach einem geeigneten Meßwerk? Der Autor wäre glücklich, wenn er diese Frage selbst beantworten könnte, doch es gibt einfach zu viele. Immerhin gehört das Drehspulmeßwerk nicht gerade zu den neuesten Entdeckungen. Während bis etwa zum Ende der fünfziger Jahre runde „Tubusinstrumente“ vorherrschten, die im Einbaudurchmesser fast so groß waren wie im größten Außendurchmesser, entstanden später Typenreihen, deren Innentubus recht klein ist, so daß sie im Gerät wenig Platz beanspruchen. Manche Bauformen kann man sogar auf die Frontplatte aufsetzen. Rechteckige oder quadratische Anzeigeflächen geben diesen Instrumenten ein moderner wirkendes Äußeres. Unabhängig von dieser Ausführung enthalten z. B. für Schalttafeln vorgesehene Meßwerke relativ breite Zeiger, während für Vielfachmesser und Präzisionsmeßgeräte Messerzeiger benutzt werden, oft mit Spiegelunterlage auf der Skale, so daß man parallaxenfrei ablesen kann. Dazu zielt man mit einem Auge so über den Zeiger, daß er sich mit seinem Spiegelbild deckt. Man darf dennoch vom Instrument nicht mehr Genauigkeit erwarten, als in der betreffenden Klasse vorgeschrieben ist. Dabei gilt infolge der Art der Fehlerdefinition (Anzeigefehler in Prozent des Vollausschlags), daß man möglichst immer im letzten Drittel des Skalenbereichs messen sollte. Ausnahmen gelten z. B. dann, wenn bei Übergang auf den nächsthöheren Bereich die innenwiderstandsbedingte Meßwertfälschung gesenkt werden muß (s. weiter unten).

Angenommen, der Leser hat ein seinen Vorstellungen nahekommendes Meßwerk erworben. Im schlimmsten Fall trägt es nur eine Eichskale, so daß die Daten noch ermittelt werden müssen. Dazu braucht man allerdings ein Vergleichsinstrument möglichst guter Genauigkeit. Mit Hilfe einer Strom- und einer Spannungsmessung lassen sich gemäß Bild 3 Strom- und Spannungsbedarf für Vollausschlag, aus dem Quotienten  $U/I$  der Widerstand  $R_1$  des Meßwerks und aus  $R_1/U$  die „Stromdämmung“ in  $\Omega/V$  ermitteln. Diese Messungen wird allerdings meist der Besitzer des genauen Instruments selbst durchführen wollen, damit wirklich nichts passieren kann. Selbstverständlich beginnt man immer bei der niedrigsten Einstellung des Potentiometers und dreht ganz vorsichtig hoch, bis genau Vollausschlag erreicht wird. Bei neutralen Eichskalen empfiehlt sich – ebenso wie im Fall völlig weißer Skalenblätter –, eine Reihe von Meßpunkten zu ermitteln. Bei unbeschrifteter Skale hilft dabei z. B. Polarkoordinaten-Millimeterpapier. Man muß nur wissen, welchen Winkel der Zeiger überstreichen soll. Das werden meist 70 bis 80 Winkelgrade sein. Anfangs- und Endwert müssen in gleichen Abständen von den federnden Zeigeranschlägen liegen. Vorsicht auf jeden Fall vor Überlastung sowohl des unbekannteren wie des Vergleichsinstruments! Gerade dann, wenn beide sehr unterschiedliche Bereiche haben (was man ja anfangs nicht wissen kann), achtet man leicht nur auf das falsche, und das andere wird inzwischen zerstört oder in seiner Genauigkeit beeinträchtigt.

Liegt dagegen ein Meßwerk vor, das offensichtlich noch nicht beschaltet ist, also außen keine Neben- oder Vorwiderstände enthält, so kann man sich zunächst nach der Stromangabe richten. Auch in diesem Fall geht man aber mit einer Messung sicherer. Die Spannung muß zur Ermittlung des Innenwiderstands ohnehin mit gemessen werden. Als Richtwert gilt: Instrumente im Mikroamperebereich haben einen Spannungsbedarf von (größenordnungsmäßig) 100 mV und einen Innenwiderstand, der mit wachsendem Stromvollausschlag entsprechend sinkt (Richtwert also für 100  $\mu A$ : etwa 1 k $\Omega$ ).

### 3. Die Messung von Strom und Spannung

Wohl der kleinste Teil der anfallenden Meßaufgaben wird sich darauf beziehen, die Spannung einer Batterie oder einer anderen Stromquelle geringen Innenwiderstands zu messen oder Ströme in Kreisen mit sehr hohem Innenwiderstand. Diese beiden Extreme wurden an den Anfang der folgenden Betrachtungen gestellt, weil die fühlbarsten Fehlmessungen und damit Fehleinschätzungen nicht von den im allgemeinen doch relativ kleinen Anzeigefehlern der Meßinstrumente herrühren, sondern in der Mißachtung der Daten von Schaltung und Meßinstrument begründet sind. Der Schritt vom Nachbauen auf „gut Glück“ zum richtig angewendeten Messen ist der Schritt vom „niederem“ Basteln zu dem, was einen wirklichen Amateur auszeichnet: über die Kenntnis der wichtigsten Zusammenhänge, die Erfassung der gegebenen Situation und die aus einer zweckmäßigen Messung gefolgerte Aufgabenstellung für den nächsten Arbeitsgang schließlich zu einem funktionsfähigen Gerät zu gelangen auf der Basis „gewußt, wie“.

Wer – mit einem gewissen Mindestwissen in der Elektrotechnik ausgerüstet (dazu hilft die Anfängertexte des Militärverlags der Deutschen Demokratischen Republik) – Bild 4 betrachtet, der wird sofort wissen, worum es geht. Das in den Stromkreis nach Bild 4a eingefügte Amperemeter stört mit seinem Innenwiderstand die bisherigen Verhältnisse ähnlich wie das die Schaltung nach Bild 4b belastende Voltmeter.

Im Fall a) kann jetzt nicht mehr der ursprüngliche Strom fließen, sondern nur ein um das Verhältnis  $R/(R + R_i)$  kleinerer. Folgerung: Die kleinste Fälschung ergibt sich bei  $R_i = 0$  oder, mit anderen Worten, der Widerstand eines Strommessers soll im Verhältnis zum Widerstand des Stromkreises so klein wie möglich sein. In der Praxis reicht es, wenn das Verhältnis  $R/R_i$  z. B. in die Größenordnung von 100 kommt.

Im Fall b) schaltet sich der Widerstand  $R_i$  des Voltmeters dem Widerstand  $R_2$  parallel, über dem die Spannung gemessen werden soll. Der Gesamtspannungsabfall muß daher bei entsprechend hohem Innenwiderstand  $R_i$  der weiteren Schaltung kleiner werden.

Gemäß Bild 4c erkennt man wiederum eine einfache Gesetzmäßigkeit: Die ohne Instrument an den Klemmen des „aktiven Zweipols“ erscheinende Leerlaufspannung  $U_{ers}$  verringert sich durch den Teiler  $R_i/(R_{ers} + R_i)$ , sobald das Instrument mit dem Innenwiderstand  $R_i$  angeschlossen wird. Für die Grenzwertbetrachtung übersichtlicher ist dieser Ausdruck in der Form  $1/(R_{ers}/R_i + 1)$ , der für  $R_i \rightarrow \infty$  wegen  $R_{ers}/R_i \rightarrow 0$  gegen 1 geht. Bei unendlichem Innenwiderstand wird also das Voltmeter die Leerlaufspannung des Zweipols anzeigen, in allen anderen Fällen weniger. Auch für diesen Fall reicht meist das Verhältnis von 1 : 100, nur muß jetzt  $R_i$  der größere von beiden Werten sein.

In den meisten Fällen gelingt es in der Amateurpraxis, ein solches Verhältnis zu erreichen.<sup>1)</sup> Das ergibt sich aus folgender Überlegung: Ein 100- $\mu$ A-Meßwerk mit  $R_i = 1000 \Omega$  und 100 mV Vollausschlag stehe zur Verfügung. Es belastet in seiner ursprünglichen Form also den aktiven Zweipol nach Bild 4c mit  $1000 \Omega$  und mißt daher nur genügend genau, wenn  $R_{ers}$  kleiner als  $10 \Omega$  ist. Als Strommesser eingesetzt, muß  $R$  entsprechend Bild 4a mindestens  $100 \text{ k}\Omega$  groß sein, wenn der Meßfehler unbemerkt bleiben bzw. in den Instrumentenfehlern untergehen soll.

Ein Fall nach Bild 4c mit den Daten 0,1 V für die „Batterie“ und  $10 \Omega$  für den Widerstand tritt praktisch durchaus auf, z. B. im Emittierkreis von gegengekoppelten Transistorstufen. Höhere Widerstände sind aber im allgemeinen auch mit höheren auftretenden Spannungen gekoppelt. Dabei würde jedoch das Meßwerk Vollausschlag zeigen und unter Umständen zerstört werden, wenn man seinen Spannungsbereich nicht erweitern könnte. Die Meßbereichserweiterung ist ganz einfach entsprechend Bild 5 auszuführen. Bild 5 zeigt die Grundsaltung für die Meßbereichserweiterung im Sinne von Vielfachmessern. Man beachte, daß für einen Meßbereich von z. B. 1 V (oder einen günstigen glatten Wert, den die Skalenteilung anbietet) für die Berechnung des Vorwiderstands der Spannungsbedarf des Meßwerks selbst abzuziehen ist. Als empfindlichsten Spannungsmeßbereich kann man den Instrumentenvollausschlag selbst benutzen. Bei in Mikroampere geeichten Instrumenten wird aber der Spannungsbedarf nicht immer einen glatten, möglichst sogar der Teilung entsprechenden Spannungs-

<sup>1)</sup> Früher, als keine hinreichend hochohmigen Instrumente zur Verfügung standen, mußte man die Fälschungen einkalkulieren. In Servicestromlaufplänen stand daher neben der Spannungsangabe für den „Normalfall“ z. B. der Hinweis: „Gemessen mit Instrument 333  $\Omega$ /V.“ Heute gilt als Standardservicewert im allgemeinen  $20 \text{ k}\Omega$ /V!

wert haben, wie oben im Fall von  $100 \mu\text{A}/100 \text{mV}$  angenommen. Daher muß ein Vorwiderstand für den nächsthöheren glatten Wert eingefügt werden. Bild 5 gibt die nötigen Hinweise einschließlich der Bemessungsgleichung. Ob von diesem neuen „Ersatzmeßwerk“ aus gemäß Bild 6 oder vom ursprünglichen her die Widerstände für die anderen Bereiche festgelegt werden, das richtet sich nach den Bereichen, den für jeden der beiden Fälle erforderlichen Widerstandswerten und der Frage, nach welcher Konzeption sie leichter zu erhalten sind. Der andere Extremfall zu Bild 6 ist in diesem Sinne die Schaltung nach Bild 7. Manchmal kann es sogar vorkommen, daß man (vor allem bei älteren Meßwerken, die z. B. ursprünglich in ihrer Anwendung geshuntet waren) den Vollausschlag auf einen glatten Stromwert bringen muß. Im ganzen wird das Instrument dadurch etwas unempfindlicher, doch hat man den Vorteil eines glatten Vollausschlagwerts. Bild 8 gibt dazu Hinweise.

Zur Messung höherer Ströme muß der Teil des Stroms, der den Eigenbedarf des Instruments übersteigt, an diesem vorbeigeleitet werden. Das geschieht mit entsprechend gewählten Widerständen, auch „shunts“ genannt („shunt“ kommt aus dem Englischen). Nach den Regeln des elektrischen Stromkreises verhalten sich in einer Parallelschaltung die Ströme umgekehrt wie die Widerstände, durch die sie fließen. Soll also z. B. der Strommeßbereich auf das Doppelte des Instrumentenvollausschlags erweitert werden, dann muß durch den Parallelwiderstand noch einmal der Instrumentenstrom fließen; da an beiden die gleiche Spannung liegt, ist in diesem Fall also der Shunt so groß wie der Innenwiderstand des Instruments.

Bild 9 gibt über die Dimensionierung von Parallelwiderständen für beliebige Ströme Auskunft. Die Problematik bei Vielfachmessern liegt in den Strommeßbereichen einmal in der möglichen Gefährdung des Meßwerks bei unzuweckmäßiger Anordnung des Umschalters und zum anderen bei den höheren Strömen in möglichen veränderlichen Übergangswiderständen des Schalters, ebenfalls wieder unter der Voraussetzung einer ungünstigen Anordnung. Bild 10 zeigt die beiden möglichen Fälle – der Fall a) ist der ungünstigere. Wird bei ihm nämlich (z. B. bei Bereichswechsel) der Parallelschluß unterbrochen, so befindet sich das Meßwerk allein im meist sehr niederohmigen Stromkreis, dessen Spannung weit über der liegt, die das Instrument verträgt. Das heißt, jetzt fließt durch seine empfindliche Spule ein sehr hoher Strom, der die Spule oder auch die Zuleitungsfedern zum Durchbrennen bringt. Zwar kann man der Gefahr einer solchen Überlastung mit Hilfe der in Abschnitt 4. besprochenen Maßnahmen (s. unten) begegnen, sollte aber schon wegen des Einflusses der Kontaktwiderstände Schaltung b) bevorzugen, auch wenn ihre Berechnung zunächst etwas ungünstiger erscheint. Beispiel: Soll ein Strom von 1 A gemessen werden und hat das Instrument einen Spannungsbedarf von 0,1 V, so muß der Gesamtwiderstand des Strommessers in diesem Bereich  $0,1 \text{V}/1 \text{A} = 0,1 \Omega$  sein. Der Kontaktwiderstand (Materialwiderstand plus Übergangswiderstand) auch eines guten Schalters liegt bei wenigstens 5 bis  $10 \text{m}\Omega$ , kann also 10% des Shunts betragen. Je nach Kontaktdruck (z. B. Ermüdungsgrad der Feder) schwankt er dann zwischen z. B.  $5 \text{m}\Omega$  und  $15 \text{m}\Omega$  und damit um etwa 10% des Meßwiderstands. Im Fall b) dagegen liegt dieser zusätzliche, unsichere Widerstand nicht im Meßkreis, sondern davor. Dieser Widerstand beeinflusst die Messung also nicht, es sei denn, der gesamte Widerstand des Stromkreises, in dem gemessen wird, würde nur in dieser Größenordnung liegen. Das bedeutet aber, wie bereits weiter vorn ausgeführt, ohnehin eine Strommessung, die infolge des ungünstigen Verhältnisses von Innenwiderstand des aktiven Zweipols und Widerstand des Strommessers unzulässige Fehler liefert.

Die Berechnung der Bereichswiderstände im Fall b) scheint außerdem auch nur schwieriger, als sie es ist. Es wirkt nur der jeweils eingeschaltete Teilwiderstand als Shunt und der übrige als Vorwiderstand. Man muß ihn also, exakt gesehen, bei der Shuntberechnung berücksichtigen. Aus Bild 11 ist der Rechnungsgang für ein Beispiel zu ersehen.

Die Messung von Gleichspannungen und Gleichströmen bildet in der Bauplanpraxis den Hauptteil aller Meßaufgaben. Oft läßt sich sogar noch das Auftrennen der Stromkreise umgehen, wenn Ströme etwa im Sinne des Beispiels von Bild 12 zu messen sind. Man reduziert sie auf eine Spannungsmessung und errechnet den Strom aus dem bekannten Widerstand, über dem die gemessene Spannung abfällt. Das hat außer dem Vorteil, daß nicht aufgetrennt werden muß, noch den Nutzen, daß – solange dieser Widerstand wieder viel kleiner als der des Meßinstruments im eingeschalteten Bereich ist – der ungestörte Kreis gemessen wird. Es stört dabei meist auch wenig, daß der eingebaute Widerstand toleranzbehaftet ist, da es meist nur um die Ermittlung eines zulässigen Arbeitspunktbereichs geht.

Darüber hinaus muß man bei Strommessungen – wie schon angedeutet – ggf. berücksichtigen, daß durch das Einschleifen des Instrumentenwiderstands ein kleinerer als der „ungestörte“ Strom fließt bzw. daß bei Spannungsmessungen die wirkliche Spannung größer ist. Welchen Strom man beim Messen einer Spannung dem Meßkreis „entzieht“, das läßt sich leicht an der Skale ablesen, wenn sie weiterhin die ursprünglich vorhandenen Eintragungen enthält, also meist eine Mikroampereskale. Der exakte Spannungsbedarf ergibt sich auf Grund der Shuntberechnung im Fall von Bild 10b.

Bisweilen werden in den Bauplänen aber auch Wechselspannungen (meist von Netzfrequenz, also 50 Hz) zu messen sein. Wechselspannungs- und Wechselstrommeßbereiche in einem selbstgebauten Vielfachmesser haben aber leider keine besonders hohe Genauigkeit. Auch die zeitliche Inkonzanz des Meßergebnisses ist relativ hoch. Das liegt hauptsächlich an den notwendigen Gleichrichtern, denn Drehspulmeßwerke sind nur für Gleichstrom geeignet. Den geringsten Eigenspannungsbedarf haben Germaniumgleichrichter, jedoch auch eine recht hohe Temperaturabhängigkeit. Außerdem unterliegen sie zeitabhängigen Datenänderungen. Industriell begegnet man diesen Unvollkommenheiten durch Voraltern sowie mit Vorwiderständen mit positivem Temperaturkoeffizienten „TK“ (der TK des Durchlaßwiderstands von Ge-Gleichrichtern ist bekanntlich negativ). Dennoch empfiehlt sich eine etwa jährliche Überprüfung der Anzeigegenauigkeit, die meist eine Klasse schlechter liegt als in den Gleichstrombereichen. Bei Defekten wird man außerdem nicht einfach einen neuen Gleichrichter einsetzen können, weil die Kennlinien der Paare oder gar Quartette zueinander passen müssen. Allerdings wird dieser Einfluß durch die u. a. wegen der Temperaturkompensation eingesetzten Widerstände gemindert. Meist findet man darum heute die Halbrückenschaltung in Vielfachmessern, wie sie Bild 13 im Unterschied zur Graetz-Brücke nach Bild 14 zeigt.

Gleichrichter und Vorwiderstände bedeuten erhöhten Leistungsbedarf für einen bestimmten Ausschlag, so daß umgerechnet die resultierende „Stromdämmung“ geringer wird. Beispielsweise geht sie von 20 kΩ/V beim „Vielfachmesser III“ auf 4 kΩ/V in den Wechselspannungsbereichen zurück. Das bedeutet, daß man die für die Gleichspannungs- und Gleichstrombereiche benutzten Bereichswiderstände nicht ohne weiteres auch für Wechselstrommessungen verwenden kann. Daß das bei entsprechender Anpassung des Komplexes „Wechselstromanzeige“ mit Hilfe weiterer Widerstände doch möglich ist, wenn entsprechend weniger Widerstände der Kette benutzt werden, zeigt Bild 15 am Beispiel des ebengenannten „Vielfachmessers III“, der im VEB Gerätewerk Karl-Marx-Stadt entwickelt wurde und den der VEB Meßtechnik Mellenbach fertigt.

Die Messung von Wechselspannungen und -strömen mit Drehspulvielfachmessern unterliegt noch weiteren Beschränkungen. Ohne Beweis sei gesagt, daß Drehspulmeßwerke den arithmetischen Mittelwert eines pulsierenden Gleichstroms anzeigen. Da man aber allgemein mit Effektivwerten arbeitet, sind die Skalen von Vielfachmessern in Effektivwerten geeicht. Es kann also zwischen beiden nur für eine bestimmte Kurvenform ein bestimmter Zusammenhang bestehen. Man benutzt daher für das Eichen von Vielfachmessern sinusförmigen Wechselstrom. Bei allen anderen Kurvenformen ergeben sich mehr oder weniger starke, positiv oder negativ gerichtete Abweichungen (Bild 16). Es kann deshalb vorkommen, daß das Instrument fast nichts anzeigt, obwohl an der Meßstelle einige hundert Volt liegen – nur eben in Form eines Nadelimpulses, dessen arithmetischer Mittelwert sehr klein ist. Schließlich sei noch darauf hingewiesen, daß man bei Wechselspannungsmessungen kaum ohne eine 2. Skale auskommt, selbst bei großen Vorwiderständen nicht. Stets wird im Anfangsbereich infolge der dort großen Krümmung der Gleichrichterkennlinie eine Zusammendrängung entstehen, der man durch Aufnahme einer 2. Skale Rechnung tragen muß. Diese Skale nimmt man mit sinusförmigem Wechselstrom in Verbindung mit einem möglichst genauen Vergleichsinstrument auf. Auch in dieser Hinsicht ist also der Anfänger benachteiligt, wenn er seinen Vielfachmesser mit Wechselspannungsbereichen versehen will.

Wenn es nur darum geht, z. B. die Sekundärspannungen von Netztransformatoren zu messen, wird daher ein anderer Weg vorgeschlagen, der meist für die Praxis ausreichend gute Ergebnisse liefert. Man benutzt die Gleichspannungsbereiche und einen Spitzenspannungsvorsatz (Bild 17). Solange die zu messende Spannung der Sinusform nahekommt, was bei Netztransformatoren angenommen werden darf, besteht der feste Zusammenhang  $U_{\text{eff}} = 0,707 \cdot U_{\text{Spitze}}$ . Unter Vernachlässigung des relativ kleinen Schwellspannungswerts der Germaniumdioden bei den zuletzt noch fließenden geringen Strömen mißt der Vielfachmesser die Spitzenspannung dann, wenn das Produkt aus seinem Bereichswiderstand und dem Kondensator des Spitzenspannungsvorsatzes viel größer ist (z. B. 50mal so groß) als der Kehrwert der Frequenz der zu messenden Spannung:  $R \cdot C \gg 1/f$ .

Die Frequenz spielt übrigens bei der Zuverlässigkeit des Meßwerts von Vielfachmessern eine erhebliche Rolle. Meist kann man den Gesamtaufbau nicht so auslegen, daß nicht irgendwann die Schaltkapazitäten erhebliche Nebenschlüsse bewirken. Die Eigenkapazität moderner Germaniumgleichrichter liegt dagegen um mehrere Größenordnungen unter der früher benutzter Kupferoxidgleichrichter, so daß man heute im allgemeinen bis 10 kHz mit vertretbarem Fehler messen kann. Für höhere Frequenzen stehen Spezialgeräte zur Verfügung, die aber über das hinausgehen, was der Leser am Anfang seiner Bastelpraxis braucht.

Nach diesen Ausführungen zu den Wechselspannungsmessungen mit Drehspulmeßwerken drängt sich die Frage auf, warum man dann nicht Vielfachmesser baut, die z. B. ein Weicheiseninstrument enthalten, das sich unmittelbar sowohl für Gleich- wie für Wechselgrößen eignet. Die Antwort ist einfach. Der Nachteil liegt im Energiebedarf für eine bestimmte Anzeige. Zwischen Drehspulmeßwerk, Drehspulmeßwerk mit Gleichrichtervorsatz und Weicheiseninstrument besteht dabei nach Drachsel [1] das Verhältnis 1 : 50 : 1000. Genaue Messungen des Effektivwerts bei beliebigen Kurvenformen lassen sich mit Thermokreuzen ermöglichen, die aber sehr überlastungsempfindlich sind und nur relativ kleine Spannungen abgeben (Ausnutzung der Thermoelktrizität).

Neben der Messung von Strömen und Spannungen soll ein Vielfachmesser möglichst auch noch die überschlägige Messung von Widerständen gestatten. Das geschieht im allgemeinen dadurch, daß für eine definierte Batteriespannung der Strom durch den unbekanntem Widerstand als Maß seiner Größe angezeigt wird. Der Vielfachmesser trägt eine entsprechende Skale, die meist noch durch einen oder zwei Faktoren bei Einschalten eines 2. oder 3. Widerstandsmeßbereichs erweitert wird. Gemäß  $R = U/I$  sind kleinen Widerständen große und großen Widerständen kleine Ausschläge zugeordnet. Wie Bild 18 erkennen läßt, verläuft die Skale stark nichtlinear (hyperbolisch) und hat bei der Hälfte des Vollausschlags einen Skalenwert, der dem inneren Widerstand der Ohmmeterschaltung entspricht.

Die einfachste mögliche Schaltung, wie sie Bild 18 praktisch darstellt, geht von konstanter Batteriespannung aus. Für kleine Genauigkeitsansprüche kann man z. B. einen Kleinakkumulator RZP 2 einsetzen. Damit wenigstens keine „negativen“ Widerstände vorgetäuscht werden, sollte man mit einem Stellwiderstand dafür sorgen, daß man bei kurzgeschlossenen Meßklemmen über die Lebensdauer des Akkumulators hinweg stets auf „0  $\Omega$ “ ( $\triangleq$  Vollausschlag) einstellen kann.

Einen zweiten Weg zeigt Bild 19. Man braucht dafür eine zusätzliche Meßtaste, damit der Akkumulator (oder das Trockenelement) nicht während der Betriebspausen versehentlich am Teiler bleibt. Der einstellbare Teiler bewirkt, daß batteriealterungsbedingtes Absinken der Spannung kompensiert werden kann. Mit den Regeln der Zweipoltheorie Vertraute erkennen jedoch, daß man zwar auf eine konstantbleibende „Ersatz-Urspannung“ einstellen kann, der Innenwiderstand dieser Quelle dabei aber nicht konstant bleibt. Ihn muß man aber zum Vorwiderstand und zum Meßinstrumentenwiderstand zurechnen, wenn der Meßbereich festgelegt wird. Daher ist darauf zu achten, daß die Änderungen dieses einstellbaren Teils, gemessen am Gesamtwiderstand, klein genug bleiben, z. B. 2 bis 5%.

Der dritte mögliche Weg wurde beim bereits mehrfach erwähnten „Vielfachmesser III“ besprochen. Dabei spart man eine zusätzliche Taste. Auch in diesem Fall verändert sich beim Nachstellen auf Vollausschlag bei kurzgeschlossenen Meßklemmen der Gesamtwiderstand, und es wurde daher im ebengenannten Sinne dafür gesorgt, daß die Änderung in vertretbaren Grenzen bleibt. Die Vollausschlageinstellung bei geänderter Batteriespannung erfolgt gemäß Bild 20 durch einen einstellbaren Nebenwiderstand parallel zum Meßwerk. Das kommt dem in einfachen Ohmmetern angewendeten Verfahren nahe, durch einen einstellbaren magnetischen Nebenschluß die Meßwerkempfindlichkeit selbst zu verändern.

## 4. Ein überlastungsgeschützter Vielfachmesser

Dieser Vielfachmesser dient als Nachbaumuster, entweder fast unverändert, wenn man das gleiche Instrument hat, oder zumindest als Orientierungshilfe für eigene Varianten. Jeder Leser wird sich an Hand der abgeleiteten Beziehungen für abweichende Meßwerkdaten alle erforderlichen Werte errechnen können, ohne daß die folgenden Ausführungen allzu abstrakt gehalten sind.

### 4.1. Entscheidungen zu Schaltung und Bereichswahl

Als „Bauplanhilfe“ soll dieser Vielfachmesser hauptsächlich Gleichspannungen im Niederspannungsbereich messen. In den meisten Fällen wird ein oberster Bereich von 50 V genügen. 100 V, 500 V oder gar 1000 V lassen sich zwar noch relativ leicht anfügen, doch muß man dann schon recht große Sicherheitsabstände auf der Leiterplatte beachten und auch sonst dafür sorgen, daß keine bei der Messung spannungsführenden Teile von außen berührt werden können. Im vorgestellten Muster wurden die Buchsen „500 V“ und „1000 V“ daher nur vorgesehen, um für orientierende Messungen im Bereich bis etwa 100 V eine Anzeigemöglichkeit mit höherem Eingangswiderstand zur Verfügung zu haben. Will man generell (z. B. als Servicetechniker) mit solchen Spannungen arbeiten, so muß die Leiterplatte anders gestaltet werden, und auch das Gehäuse ist entsprechend zu überprüfen. Diese Richtlinien sind ausgebildeten Technikern bekannt; Bauplanlesern wird dagegen vom Umgang mit höheren Spannungen abgeraten, da ein Bauplan kaum alle erforderlichen Regeln bringen kann und die meisten Bauplanleser keine Fachleute sind.

Auch Gleichströme sind bei Bauplanvorhaben oft zu messen. Dabei ist man an einem möglichst kleinen Eigenspannungsbedarf des Vielfachmessers interessiert. Infolge der im nächsten Abschnitt beschriebenen Schutzschaltung muß in dieser Hinsicht ein Kompromiß geschlossen werden; dafür lassen sich die Meßwiderstände günstiger auslegen. Wechselspannungs- und Wechselstrommessungen kommen in Bauplänen seltener vor. Über ihre Problematik wurde schon eingangs gesprochen. Dennoch soll nicht ganz darauf verzichtet werden; der Vielfachmesser erhält wenigstens 1 bis 2 Spannungs- und 1 bis 2 Strombereiche. Sie werden so angefügt, daß man sie getrennt eichen kann. Der Vielfachmesser wird dadurch nicht wesentlich komplizierter. Die Bereiche liegen so, daß dem hauptsächlichsten Einsatzfall (aus dem Netz gewonnene Niederspannung über Schutztransformator) Rechnung getragen wird.

Schließlich enthält das Mustergerät noch 2 Widerstandsmeßbereiche. Im allgemeinen wählt man die einzelnen Bereiche eines Vielfachmessers mit einem Drehschalter, der wenigstens 2 Ebenen oder 2 getrennte Schleifer hat. Dieser Schalter muß sowohl für die höchste auftretende Spannung als auch für den größten Meßstrom geeignet sein. Des weiteren fordert man aber auch bei den kleinsten Meßströmen noch einwandfreie Kontaktgabe. Beliebte sind daher u. a. die preiswerten Schalter nach Bild 21, die einige Ampere vertragen. Sie sind allerdings recht groß, so daß mancher einen Febana-Typ gemäß Bild 22 vorzieht, soweit es die Spannungen zulassen. In beiden Fällen ist die Anzahl der Kontaktstellen nicht allzu hoch (maximal 12 Kontakte beim kleineren und 24 bzw. 28 Kontakte beim größeren Febana-Typ). Die Hersteller von Vielfachmessern benutzen meist Eigenkonstruktionen.

Für den beschriebenen Vielfachmesser bot sich ein anderer Weg an, der durchaus üblich ist, wie die Anzeigenseiten auch ausländischer Fachzeitschriften beweisen. Es handelt sich um die Kombination eines Betriebsartenschalters mit einer der Anzahl der Bereiche entsprechenden Anzahl von Buchsen. Die Bereichswahl erfolgt durch Umstecken der Prüfschnüre. Es hat sich gezeigt, daß dabei weit weniger Fehler unterlaufen als an Buchsen, die für alle Bereiche gelten, wobei mit einem Drehschalter gewählt wird. Ein weiterer Vorteil ergibt sich bei der im Bauplanmuster benutzten Schaltung dadurch, daß das Instrument mit Einschränkungen gleichzeitig für Strom- und für Spannungsmessungen eingesetzt werden kann. Dabei wird der Stromkreis der Strommessung nicht unterbrochen, wenn man gerade die Spannung mißt. Durch Druck auf die entsprechende Taste fragt man den interessierenden Meßwert ab. Die Einschränkung für diesen komplexen Einsatzfall liegt in der gemeinsamen 0-Buchse für alle Bereiche. Bild 23 zeigt einen zulässigen Meßfall.

Die auf diese Weise modifizierte Aufgabe für die Bereichswahl des Vielfachmessers wurde mit 18 Telefonbuchsen und 1 abhängig schaltenden 4-Tasten-Schalter gelöst. Bei Widerstandsmessungen muß man 2 Tasten gemeinsam drücken, in allen anderen Fällen genügt 1 Taste.

Bild 24 zeigt die Gesamtschaltung des Vielfachmessers. Einzelheiten folgen unter 4.3. Das Instrument wurde innerhalb eines Vierecks dargestellt, dessen Innenschaltung Gegenstand des folgenden Abschnitts ist. Es handelt sich um die Schutzschaltung, die man aber nicht unbedingt übernehmen muß. In diesem Fall sind die Bereichswiderstände neu zu berechnen, und man erhält bei Strommessung einen kleineren Eigenspannungsbedarf der Schaltung. Dennoch dürften aber die Vorteile einer Schutzschaltung überwiegen, besonders bei teuren Meßwerken.

## 4.2. Schutzschaltung

Die Schutzschaltung soll das Instrument vor Zerstörung durch falsche Bereichswahl, Falschpolung, Anschluß von hoher Wechselfspannung an kleine Gleichspannungsbereiche (dann vibriert der Zeiger nur, man merkt es also nicht sofort) usw. schützen. Dabei ist ein gewisser Kompromiß zwischen Überlastungsfähigkeit und Eigenspannungsbedarf erforderlich: Je höher der durch die Schutzschaltung bedingte Eigenspannungsbedarf, um so weniger wird das Instrument im Störfall über seinen Vollausschlagwert hinaus belastet. Zu hohe Eigenspannung ist aber für die Strommessung von Nachteil. Die (infolge ihrer unterhalb der Schwellspannung gegenüber dem Instrumentenstrom genügend kleinen Ströme) gut geeigneten Siliziumdioden haben einen Schwellspannungswert von etwa 0,5 V. Erst oberhalb dieser Spannung fließt also ein Strom, der dadurch schon bei kleiner Spannungserhöhung rasch zunimmt (Bild 25). Gemäß Bild 26 werden nun zum Absichern beider Stromrichtungen dem Instrument 2 Si-Dioden antiparallelschaltend. Das Instrument erhält außerdem noch einen Vorwiderstand  $R_z$ , mit dem ein für das Instrument noch vertretbarer Überstrom über  $R_1$  und  $R_z$  die Diodenschwellspannung  $U_D$  erzeugt. Bei weiterer Stromerhöhung übernehmen die Dioden je nach Stromrichtung den Zuwachs. Vor der gesamten Schaltung bewirkt der Widerstand  $R_v$ , daß bei maximaler zu erwartender Spannung der mögliche Strom nicht größer wird, als ihn die Diode verträgt.

Die Dioden sucht man so aus, daß sie weniger als 1 % des Meßstroms abzweigen, wenn das Instrument gerade Vollausschlag zeigt. Das läßt sich leicht durch Ab- und Zuschalten einzelner Dioden bei auf  $I_{\max}$  eingestelltem Instrumentenstrom ermitteln. Im Bereich unbeeinflusster Anzeige gilt  $I_{\max} \cdot (R_1 + R_z) < U_D$  (Bedeutung der Bezeichnungen wurde soeben erläutert). Der für das Mustergerät zugelassene Überstrom ist ein Kompromiß zwischen einem möglichst kleinen Spannungsbedarf für Strommessungen und dem, was das Instrument noch verträgt. Dafür gilt mit Überlastungsfaktor  $\ddot{u}$ :  $\ddot{u} \cdot I_{\max} (R_1 + R_z) \geq U_D$  (für  $I_{\max}$ ). Den Vorwiderstand  $R_v$  dimensioniert man nach der maximal im Fehlerfall falsch angelegten Spannung. Sie dürfte nicht größer sein als die, für die der Vielfachmesser eingerichtet wurde, im Höchstfall (bei Beachtung der in 4.1. gegebenen Hinweise) also 1000 V. Für die Berechnung wird nicht der maximal zulässige Diodenstrom angesetzt, weil bei ihm  $U_D$  größer als angesetzt ist, so daß der Instrumentenstrom weiter steigt. Beim Typ SY 200 rechnet man daher für

$I_{D \max}$  mit 0,5 A. Bei entsprechend harter Quelle gilt  $R_v \approx \frac{1000 \text{ V}}{I_{D \max}}$ .  $R_v$  müßte nun theoretisch 500  $\Omega$  aushalten. Das ist natürlich Unsinn, denn einmal treten beim Amateur (es sei denn beim Funkamateurl) keine so „harten“ Quellen auf, und zum anderen, wenn es geschähe, ist ein durchgebrannter Widerstand immer noch wesentlich billiger als ein Instrument. Außerdem kann man zusätzlich noch eine Feinsicherung in der Größenordnung von 50 mA einfügen, wenn man ganz sichergehen will.

Die für das vorhandene Meßwerk mit den Daten  $I_{\max} = 50 \mu\text{A}$ ,  $R_1 = 660 \Omega$ ,  $U_{\max} = 33 \text{ mV}$  dimensionierte Schaltung nach Bild 26 benötigt an ihren Klemmen für Vollausschlag 0,3 V. Wegen der Verwendung toleranzbehafteter Widerstände innerhalb des Instrumentenpfads nimmt man die Einstellung mit dem Stellwiderstand vor. Würde man ihn zum Schutzwiderstand zuschalten, so müßte durch ihn im Fehlerfall ein unzulässig hoher Strom fließen; denn die Belastbarkeit seines Schleiferkontakts ergibt sich nur aus  $I_{\text{zul}} = \sqrt{\frac{P}{R_{\text{ges}}}}$ , das sind bei 0,1 W und 1 k $\Omega$  nur 10 mA. Damit wird der Überstrom im Fehlerfall etwas von der Toleranz der verwendeten Widerstände abhängig.

Die gesamte Schutzschaltung wird nun so eingestellt, daß das Instrument Vollausschlag zeigt, wenn an der gesamten Schaltung genau 0,3 V stehen. Zur Eichung ist ein möglichst genaues Hilfsinstrument zu benutzen. Man betrachtet wegen des Abgleichs  $R_z$  und  $R_v$  gemeinsam und rechnet  $R_z + R_v = \frac{U_{\text{ges}}}{I_{\max}} - R_1$  oder im vorliegenden Fall  $R_z + R_v = 5,34 \text{ k}\Omega$ .  $R_z$  ermittelt man aus  $R_v$  über  $R_{z \max} = 5,34 \text{ k}\Omega - R_{v \min} \cdot R_{v \min}$

ist der infolge der aufgedruckten Toleranz kleinste mögliche reale Wert von  $R_v$ . Wie sich nachträglich leicht überprüfen läßt, muß  $R_v$  ein mit 5% oder besser tolerierter Typ sein, wenn man einen 1,8-k $\Omega$ -Widerstand benutzt und  $R_z$  zu einem „handelsüblichen“ Teil einstellbar macht:  $R_{zmax}$  ergibt sich zu 5,34 k $\Omega$  - 1,71 k $\Omega$  = 3,62 k $\Omega$ . Damit nicht ein unnötig großer Abgleichbereich überstrichen wird, wählt man ein 1-k $\Omega$ -Potentiometer. Sein Widerstand ist aber mit  $\pm 20\%$  toleriert, so daß  $R_{zmax} = 0,8 \text{ k}\Omega + 3 \text{ k}\Omega \pm \text{Toleranz}$  wird. Damit auf jeden Fall noch 3,62 k $\Omega$  erreicht werden, darf der 3-k $\Omega$ -Widerstand ebenfalls nur ein 5%-Typ sein, wie man leicht ausrechnen kann. Das genügt dann auch dem ungünstigsten Fall. Bei positiven Toleranzen beider Widerstände und kleinstem Stellwiderstand (= 0) ergibt sich 3,15 k $\Omega$  + 1,89 k $\Omega$  = 5,04 k $\Omega$ , was noch mit Sicherheit unter dem zu erreichenden Wert von 5,34 k $\Omega$  liegt. Damit genügt die Schutzschaltung bezüglich der Toleranzen den Abgleichbedingungen, ohne daß unnötig genaue Widerstände erforderlich sind.

Dieses Beispiel einer Toleranzrechnung unter Verwendung handelsüblicher, also toleranzbehafteter Widerstände, zeigt die Problematik der toleranzunempfindlichen Schaltungsberechnung für den „schlechtesten (denkbaren) Fall“, unter Technikern auch „worst case“ genannt. Je genauere Widerstände man zur Verfügung hat, um so weniger braucht der Stellwiderstand auszugleichen. Das ist für eine erwünschte gute Langzeitkonstanz sehr wichtig, denn die ungeschützten Kohleschichten von Stellpotentiometern und die mit begrenztem Druck aufliegenden Schleifer unterliegen einer weit stärkeren zeitbedingten Widerstandsänderung als lackierte Festwiderstände. Die Hersteller von Vielfachmessern benutzen daher möglichst auch nur entsprechend genaue Festwiderstände, die für den Amateur nur selten erhältlich sind. Daher wurden im vorgestellten Modell überall Stellwiderstände herangezogen, allerdings möglichst nur immer für einen begrenzten Teil des Gesamtwiderstands. Entsprechend diesem Verhältnis geht der Einfluß der Widerstandsänderung auf das Ergebnis zurück. Eine jährlich einmal durchgeführte Überprüfung dürfte aber auch auf diese Weise relativ gute Eigenschaften sichern. Das gilt vor allem für die im folgenden Abschnitt abgeleiteten Dimensionierungshinweise.

#### 4.3. Die Gesamtschaltung

Die aus Bild 24 und Bild 26 (entspricht dem umrandeten Teil von Bild 24) bereits bekannte Gesamtschaltung zeigt Eingänge für  $U_m$  in den Stufen 0,5 V, 1 V, 5 V, 10 V, 50 V, 100 V, (500 V) und (1000 V). Die beiden eingeklammerten Bereiche dienen im Muster aus Sicherheitsgründen, wie schon erläutert, nur zum Messen kleinerer Spannungen bei erforderlichen höheren Eingangswiderständen (Indikatorzwecke). Immerhin bedeuten 1000 V bei 20 k $\Omega$ /V 20 M $\Omega$  Eingangswiderstand, und 100 V kann man auf der großen Skale des Musters in diesem Bereich noch gut erkennen.

Beliebige Vorwiderstände für die Spannungsmessbereiche berechnet man jeweils einfach so, daß die Differenz von  $U_m$  für Vollausschlag und Spannungsbedarf  $U_{Iges}$  des Anschlußpunkts (Instrument ohne Schutzschaltung: 33 mV im Mustergerät, mit Schutzschaltung 0,3 V) gebildet und durch den Instrumentenstrombedarf  $I_i$  für Vollausschlag dividiert wird:  $R_{mi} = \frac{U_{mi} - U_{Iges}}{I_i}$ ; R in  $\Omega$ , U in V, I in A. Der

Buchstabe i bezeichnet den jeweiligen Bereich. Da für die folgenden Bereiche ab 0,5 V von diesem Punkt ausgegangen wird, ist  $U_{Iges}$  nur für den 1. Bereich 0,3 V und für die folgenden 0,5 V. Übrigens dient der 0,5-V-Bereich auch zur Strommessung bis 50  $\mu$ A, da bei den Strommeßbereichen systembedingt von einem höheren Grundwert ausgegangen wird. Näheres folgt in Abschnitt 5.

Bei Gleichstrom erkennt man die Stufen 0,5 mA, 5 mA, 10 mA, 50 mA, 0,5 A, 5 A. Der 50- $\mu$ A-Bereich ist mit dem 0,5-V-Bereich identisch, wie schon angedeutet. Widerstände lassen sich etwa zwischen 10  $\Omega$  und 5 k $\Omega$  (10 k $\Omega$ ) messen (Bereich „x 1“) und bei „x 100“ zwischen etwa 1 k $\Omega$  und 500 k $\Omega$  (1 M $\Omega$ ), sofern man die Skale so weit nach unten (entspricht den größten Widerständen) eicht und die großen Ablesefehler in Kauf nimmt. In Skalenmitte liegt jeweils der Wert für den Innenwiderstand. Für Wechselstrom wurden die Buchsen 50 mA<sub>~</sub> und 500 mA<sub>~</sub> vorgesehen und für Wechselspannung die Buchse 25 V<sub>~</sub>. Im Muster ist sogar nur 1 Wechselstrombuchse eingebaut, doch kann man leicht z. B. auf die 1000-V-Buchse verzichten und sie für Wechselstrom umschalten.

Der Fortgeschrittene kann natürlich noch weitere Bereiche einfügen bzw. dafür Gleichspannungsbereiche fortlassen. Auch ein Tastkopf mit eingebauten Widerständen ist denkbar. Zur Gleichrichtung dient eine Halbbrücke mit 2 gepaarten Dioden und 2 Widerständen.

## 5. Dimensionierung des Mustergeräts

### 5.1. Spannungsmessbereiche

Die Grundformel für die Berechnung wurde bereits unter 4.3. gegeben. Der Spannungsteiler baut auf den beiden Grundwerten 0,3 V und 0,5 V auf und kann daher erst abgeglichen werden, wenn diese beiden Werte genau stimmen. Teilweise wurden Bereichswiderstände auch für andere Bereiche mit herangezogen, und zwar stets im Sinne der schon erläuterten Toleranzbetrachtung. Dadurch kommt man fast überall mit Widerstandstoleranzen von 10% für die Festwiderstände aus. Da der Stellwiderstandshub in den obersten Bereichen aber nicht ausreichen würde, wenn man nicht zu große Stellwiderstände benutzen will, wird z. B. die 500-V-Widerstandskette wahlweise an die 50-V- oder an die 10-V-Kette angelötet. Beim 1000-V-Bereich läßt sich ein Teil des Widerstands auswechseln (0 bis 1,8 M $\Omega$ ).

Nach Einstellen der Werte 0,3 V und 0,5 V (Schutzschaltung und 1. Bereich) wird – wieder mit Hilfe eines guten Vergleichsspannungsmessers und einer einstellbaren Gleichspannungsquelle – von unten nach oben jeweils in den Bereichen genau Vollausschlag bei Nennspannung eingestellt. Achtung! Vor Beginn der Eichung muß der Zeiger des Instruments mit der von vorn zugänglichen Schraube genau auf 0 eingestellt werden (mechanischer Nullpunkt)!

### 5.2. Gleichstrombereiche

Die Gleichstrommeßbereiche erfordern ebenfalls Einstellbarkeit. Das funktioniert mit handelsüblichen Stellwiderständen noch bis zum Teilwiderstand 6  $\Omega$ ; dort (Bereich 50 mA) wird das Potentiometer parallelgeschaltet und darf darum nie auf 0 stehen. Man beginnt daher etwa in Mittelstellung. Für 0,5 A und für 5 A braucht man selbstgewickelte Widerstände, am besten aus Konstantandraht, damit die strombedingte Erwärmung (etwa 1,7 W bei 5 A) den Wert möglichst wenig beeinflusst. Für diese beiden Bereiche nimmt man notfalls eine gewisse Toleranz in Kauf, die auf dem Instrument vermerkt werden kann, wenn die gerade vorhandene Drahtdicke eine für einen Feinabgleich zu kurze Drahtlänge ergeben sollte. Man gleicht sie so ab, daß, von einer größeren Länge beginnend, vorsichtig stückchenweise abgeschnitten wird. Dabei ist die verzinnte Länge kurz zu halten, da die Zinnhaut den Widerstandswert verringert. Vor dem Verzinnen muß die Drahtoberfläche mit Schmirgelleinen gut gesäubert werden; man verzinnt in reichlich Lötinktur, denn das Material ist nicht besonders „lötfreudig“. Abgeglichen wird vom größten I-Bereich aus.

Das Kontaktproblem wird durch die Buchsenanschlüsse auf einfache Weise gelöst. Die Shunts bilden eine Kette, so daß der Strom vom entsprechenden Abgriff über den zwischen ihm und der 0-Buchse liegenden Widerstand fließt. Ein geringerer Teil (bei Vollausschlag im Mustergerät 50  $\mu$ A) gelangt aber erst über den Umweg Buchse – oberer Teilwiderstand – Instrument zur 0-Buchse, und dieser Strom ruft die Anzeige hervor. Das heißt: Die jeweilige Bereichsbuchse bildet den „Knotenpunkt“, in den hinein der gesamte zu messende Strom fließt, und von diesem Knoten aus teilt er sich in einen Strom durch das Instrument und in einen (größeren) durch den Shunt (Bild 27). Daher ist bei Strommessung wie folgt zu dimensionieren: Für Vollausschlag muß der Strom durch den Shunt eine Spannung in Höhe von  $U_1 + I_1 \cdot R_{T_0}$  erzeugen ( $U_1$ ,  $I_1$  Werte für Vollausschlag des Instruments einschließlich Schutzschaltung; für Mustergerät also 0,3 V und 50  $\mu$ A). Dafür steht der Strom  $I_M - I_1$  zur Verfügung, wenn  $I_M$  der Meßstrom für Vollausschlag laut Buchsenbeschriftung ist.  $R_{T_0}$  bezeichnet den Gesamtwert des Widerstands der Shuntkette zwischen Buchse und Instrument („oberer Widerstand“).

Zunächst muß man festlegen, welcher kleinste Strom mit der Shuntkette gemessen werden soll. Da 50  $\mu$ A Vollausschlag über die Spannungsmesserseite erfaßt werden, genügt es, mit 500  $\mu$ A zu beginnen. Nur dieser Bereich kommt also tatsächlich mit 0,3 V aus ( $R_{T_0} = 0$ ), während alle anderen  $I_1 \cdot R_{T_0}$

mehr Spannung für Vollausschlag erfordern. Im Interesse einer möglichst kleinen Gesamtspannung geht man also von einem nicht zu großen Shunt aus, also von einem nicht unnötig niedrigen untersten Bereich.

Man beginnt also mit der Berechnung des Shuntgesamtwerts:  $R_{Tges} = \frac{U_1}{I_M - I_1}$ , für das Muster heißt das,

$$R_{Tges} = \frac{0,3 \text{ V}}{500 \mu\text{A} - 50 \mu\text{A}} \text{ und ergibt } 667 \Omega.$$

Für beliebige Bereiche gilt dann mit Bild 27 der Ansatz  $(I_{MI} - I_1) \cdot R_{MI} = U_1 + I_1(R_{Tges} - R_{MI})$ .  
Darin bezeichnet  $R_{MI}$  den Gesamtwert des zwischen Meßbuchse „I“ und 0-Buchse liegenden Widerstands für den Strombereich  $I_{MI}$ , während  $R_{Tges}$  der soeben ausgerechnete gesamte Shunt ist, der  $R_{MI}$  enthält. Die Differenz  $R_{Tges} - R_{MI}$  entspricht dem oben benutzten Ausdruck  $R_{T0}$ .  
Durch Umstellen ergibt sich schließlich

$$R_{MI} = \frac{U_1 + I_1 \cdot R_{Tges}}{I_{MI}}$$

und mit den Werten des Musters

$$R_{MI} = \frac{333,35}{I_{MI}};$$

R in  $\Omega$ , I in mA.

Damit erhält man für die einzelnen Widerstandswerte zwischen der jeweiligen Buchse und 0 diese Zuordnung:

Bereich $I_{MI}$	0,5 mA	5 mA	10 mA	50 Ma	0,5 A	5 A 0-Buchse;
Widerstand $R_{MI}$	667 $\Omega$	66,7 $\Omega$	33,4 $\Omega$	6,67 $\Omega$	0,667 $\Omega$	0,067 $\Omega$ ;
Teilwiderstände zwischen den Buchsen	600 $\Omega$ ;	33,3 $\Omega$ ;	$\approx 26,7 \Omega$ ;	$\approx 6 \Omega$ ;	600 m $\Omega$ ;	67 m $\Omega$ .

Unter Berücksichtigung von Widerständen mit 10% Toleranz empfehlen sich folgende Kombinationen:  
67 m $\Omega$  und 600 m $\Omega$  aus Konstantendraht wickeln;  
6  $\Omega$  aus 8,2  $\Omega \pm 10\%$  mit 100- $\Omega$ -Stellwiderstand parallel;  
27,7  $\Omega$  z. B. aus 33  $\Omega \pm 10\%$  mit 1-k $\Omega$ -Stellwiderstand parallel;  
33,3  $\Omega$  aus 39  $\Omega \pm 10\%$  mit 1-k $\Omega$ -Stellwiderstand parallel;  
600  $\Omega$  aus 560  $\Omega \pm 10\%$  mit 250- $\Omega$ -Stellwiderstand in Serie (wie im Mustergerät) oder 820  $\Omega \pm 10\%$  mit 10-k $\Omega$ -Stellwiderstand parallel.

### 5.3. Widerstandsmessung

Das Ohmmeterprinzip geht bereits aus Bild 20 hervor. Im Mustergerät dient ein 2-V-Kleinakkumulator RZP 2 als relativ spannungskonstante Quelle. Nach ihm wurde die Schaltung dimensioniert. In Mittelstellung sollten 10 k $\Omega$  („x 100“) bzw. 100  $\Omega$  angezeigt werden („x 1“). Das bedeutet bei einem möglichen Spannungshub des Akkumulators (über die gesamte Nutzungsdauer gesehen) von 2,2 bis 1,8 V einen Strom zwischen 0,22 mA und 0,18 mA im Bereich „x 100“. Das Instrument muß also geschuntet werden; mit dem Shunt stellt man bei Kurzschluß der  $R_x$ -Klemmen unter allen Betriebsverhältnissen ( $U_{max}$  bis  $U_{min}$ ) Vollausschlag entsprechend „0  $\Omega$ “ ein. Diesen Shunt legt man unmittelbar zum Meßwerk parallel. Das gewährleistet die geringste Abweichung des Gesamtwiderstands im Meßkreis, denn es soll ja stets gelten: Halber Ausschlag zeigt  $R_{iges}$  an, d. h.,  $R_x = R_{iges}$  für  $I = \frac{I_{max}}{2}$  im Meßkreis. Höhere oder

niedrigere Batteriespannung berücksichtigt man bezüglich der Anzeige durch den variablen Shunt parallel zum Meßwerk, wobei sich  $R_{iges}$  möglichst wenig ändern soll. Das bedeutet auch konstante Anzeigepunkte, nur der Meßstrom selbst (der durch  $R_x$  und  $R_1$  fließt) ändert sich mit  $U_{Batt}$ . Der Shunt variiert also im gleichen Sinne den Strommeßbereich der Kombination Instrument parallel  $R_{sh}$  derart,

daß wieder die gleichen Ausschläge zu den R-Markierungen der Skale gehören. Man stellt daher so ein, daß der gesamte Strommesser bei 2,2 V 220  $\mu$ A Ausschlag hat ( $I_{\max} = \frac{U_{\max}}{R_1 (\approx \text{konst})}$ ) und bei 1,8 V 180  $\mu$ A.

Tatsächlich variiert natürlich  $R_{\text{Mes}}$  etwas, nämlich um  $\pm 1\%$  (Bereich „x 100“)  $\Delta R = \frac{U_1}{I_{\min}} - \frac{U_1}{I_{\max}}$ , das sind bei  $U_1 = 33$  mV im Muster aber nur 0,33%. Würde man also in die Parallelschaltung die Schutzschaltungswiderstände bis zum Punkt 0,3 V mit einbeziehen, so ergäbe sich bereits ein Fehler von 3%! Daher wird der Shunt bei R-Messung an k-m entsprechend Bild 26 angeschlossen, wie aus Bild 24 hervorgeht.

Zunächst ermittelt man die Shuntwerte für maximale und für minimale Batteriespannung: Bei 33 mV Vollausschlag des Musterinstruments und 180 bis 220  $\mu$ A Gesamtstrom bei der R-Messung wird ein Shunt von  $\frac{33 \text{ mV}}{(220 - 50) \mu\text{A}}$  bis  $\frac{33 \text{ mV}}{(180 - 50) \mu\text{A}}$  (in k $\Omega$ ) benötigt. Man setzt ihn aus einem Festwiderstand und einem Drehwiderstand zusammen. Unter Berücksichtigung der Toleranzen liefert eine Serienschaltung von  $180 \Omega \pm 5\%$  mit einem 100- $\Omega$ -Potentiometer einen gerade noch ausreichenden Stellbereich. Der Stellwiderstand ist von außen zugänglich (Schraubenzieher oder kleiner Knopf); geeicht wird auf Vollausschlag bei mit Prüfschnur kurzgeschlossener  $\Omega$ -Buchse (gegen 0-Buchse), wenn kein Platz für eine Taste zur Verfügung steht. (Im Muster würde sie in die obere Deckplatte passen.)

$R_x$  wird für Nennspannung ausgerechnet: Der Strommesser hat einschließlich Shunt bei 200  $\mu$ A und 33 mV einen Widerstand von 165  $\Omega$ . Bis 10 k $\Omega$  bleiben also noch 9,835 k $\Omega$ . Man realisiert sie z. B. mit 9,1 k $\Omega$  5% in Serie mit einem 2,5-k $\Omega$ -Potentiometer oder sucht wie im Muster einen im Wert genügend günstigen 10-k $\Omega$ -Festwiderstand aus (z. B. 10 k $\Omega$  2%). Er liegt aus Schaltverknüpfungsgründen bei R-Messungen direkt an „k“ des Instruments. Würde man bei R-Messungen also an höhere Spannungen geraten, so wäre das Instrument wieder gefährdet. Man kann aber den 10-k $\Omega$ -Widerstand aufteilen und mit 2 Siliziumdioden analog der beschriebenen Schutzschaltung auch eine solche einsetzen, die bei R-Messungen wirksam ist. Allerdings dürfte die Gefahr der Fehlbedienung in den R-Bereichen infolge der Buchsenlage und der Notwendigkeit, 2 Tasten zu drücken, klein sein. Für die Einstellung auf genau 10 k $\Omega$  kann man sich einen genauen 10-k $\Omega$ -Widerstand besorgen (z. B. Stellpotentiometer 25 k $\Omega$  an genauen Ohmmeter abgleichen) und mit ihm als  $R_x$  am 1-k $\Omega$ -Stellwiderstand auf genau 50% Skalenausschlag einstellen ( $U_{\text{Batt}} = 2$  V, Stellwiderstand Mittelstellung). Es lassen sich nun R-Skalenwerte ausrechnen entsprechend  $I = \frac{U_{\text{Batt}}}{R_1 + R_x}$  oder für Nennwerte  $I = \frac{2 \text{ V}}{10 \text{ k}\Omega + R_x}$ , d. h., man setzt glatte  $R_x$ -Werte ein und berücksichtigt die Skalenteilung mit  $I_{\max} = 0,2$  mA (das sind im Muster 50 Skalenteile) für  $R_x = 0$  bis  $I = 0$  für  $R_x = \infty$  sowie  $R_x = R_1 = 10$  k $\Omega$  für  $I = \frac{I_{\max}}{2}$ . Einsetzen weiterer Werte für

$R_x$  ergibt den bekannten hyperbolischen Skalerverlauf, der sich am Bereichsanfang in Richtung kleiner Zeigerausschläge (d. h. wachsender  $R_x$ ) stark zusammendrängt. Man wird also kaum weiter eichen als bis z. B. 5% Ausschlag oder im vorliegenden Fall bis etwa 0,8 M $\Omega$ ; 1 M $\Omega$  dürfte gerade noch zu „ahnen“ sein. Ebenso gut kann man natürlich glatte, genau bekannte Widerstandswerte zur Eichung benutzen. Auch sie lassen sich leicht über ein Potentiometer an einem anderen, genauen Ohmmeter einstellen. Im übrigen sei noch der Hinweis gestattet, daß infolge der Übereinkunft, die beiden Bereiche mit „x 1“ und „x 100“ zu bezeichnen, am Punkt 10 k $\Omega$  der Wert 100  $\Omega$  einzutragen ist und bei 1 M $\Omega$ , falls bis dorthin geeicht wird, 10 k $\Omega$ .

Der Bereich „x 1“ selbst erfordert einen Innenwiderstand von 100  $\Omega$ . Im Meßkreis fließen also jetzt maximal 20 mA. Läßt man 1% Unsicherheit zu, so genügt es, einfach dem gesamten Instrumentenkreis hinter der Batterie einen genauen 100- $\Omega$ -Widerstand parallelzuschalten. Genauer gilt  $R_1 = 10 \text{ k}\Omega / R_{\text{„x1“}}$ , d. h., man müßte 101  $\Omega$  zuschalten. Geht man wieder von 10%-Werten aus, wo wären 120  $\Omega \pm 10\%$  mit einem 5-k $\Omega$ -Stellwiderstand parallelzuschalten. Mit einem „fremdgeeichten“ 100- $\Omega$ -Widerstand als  $R_x$  wird dann wieder auf 50% Skalenswert am 5-k $\Omega$ -Potentiometer eingestellt ( $U_{\text{Batt}} = 2$  V, Shunt am Instrument Mittelstellung). Der unbekannte Widerstand sollte – besonders im Bereich „x 1“ – nur für die Dauer der Messung angeschlossen bleiben, denn immerhin fließen bei „x 1“ maximal 20 mA. Aus diesem Grund wird auch die Eichung bei Verwendung von Normalwiderständen im Bereich „x 100“ vorgenommen, wo bei Vollausschlag nur 0,2 mA fließen.

Für die Ohmskale kann außerhalb des Instruments ein Kartonstreifen vorbereitet werden, den man

z.B. gemäß Bild 28 über Polarkoordinaten-Millimeterpapier (ggf. mit Winkelmesser selbst angefertigt) auf die (im Muster) 50 Skalenteile bezieht und unterhalb der vorgegebenen Skale befestigt. Man klebt sie aber erst an, wenn man auf diesem Hilfsblatt auch die Wechselstromskale angebracht hat (s. unten). Fotoamateure zeichnen die Skale auf Transparentpapier mit Tusche und fertigen eine Kontaktkopie an. Das ergibt weiße Marken auf schwarzem Grund. Eine vergrößerte Tuschvorlage, fotografiert und wieder im richtigen Maßstab auf Fotopapier kopiert, bereitet wesentlich mehr Arbeit, ergibt aber schwarze Marken auf weißem Grund. Im Muster wurde die Skale unmittelbar mit Bleistift beschriftet – man braucht dazu eine ruhige Hand. Radieren ist möglich.

#### 5.4. Wechselstrom und Wechselspannung

Diese Bereiche werden entsprechend Bild 29 mit Hilfe eines Vergleichsinstruments und eines Niederspannungs-Schutztransformators geeicht. Damit umgeht man einen Rechnungsgang, der infolge der Nichtlinearitäten der Gleichrichter besonders am Skalenanfang doch keine genauen Werte liefern würde.

Die Wechselstrommessung bezieht sich auf einen Spannungsbedarf von 1 V. Das erschien als gerade noch sinnvoller Kompromiß zwischen Einfluß der Dioden und Skalenverlauf. Betrachtet man Bild 30, so erkennt man den Einfluß der Diodenkennlinie (Darstellung bezieht sich auf Einweggleichrichtung). Im „Arbeitswiderstand“ ist das Meßwerk enthalten. Steht also über der Kombination gerade 1 V, dann teilt sich diese Spannung entsprechend dem Schnittpunkt der Widerstandsgeraden mit der Diodenkennlinie auf Diode und Widerstand auf. Das ist der Vollausschlagfall. Für ihn gilt also  $R = \frac{1V - U_D}{I_D}$ .

Für kleinere Spannungen verschiebt sich die R-Gerade parallel, denn sie muß immer auf der Abszisse bei der anliegenden Spannung beginnen. Der Schnittpunkt auf der Diodenkennlinie wandert dabei weiter nach unten. Damit entfällt jetzt ein größerer Anteil der Spannung auf die Diode, so daß  $\frac{U_{RV}}{R}$

kleiner wird, als wenn die Diodenkennlinie eine Gerade wäre. Schließlich erreicht man einen Punkt, bei dem (theoretisch) gar kein Strom mehr fließt, obwohl noch  $U_{Schwell}$  der Diode an Diode plus R liegt. Ergebnis: Am unteren Skalende sind die Werte stärker zusammengedrängt als oben, und in der Nähe des Nullpunkts kann man gar nicht mehr messen. Da die Schwellspannung von Germaniumdioden wesentlich niedriger liegt als bei Siliziumdioden, werden sie heute trotz größerer Sperrströme (die das Ergebnis ebenfalls fälschen) noch als Meßgleichrichter benutzt.

Wegen des Diodensperrstroms kann man im übrigen auch nicht die volle Stromempfindlichkeit des Instruments ausnutzen, sondern muß in Widerständen einen Teil der sonst zur Messung benutzten Energie umsetzen. Die beiden Halbbrückenwiderstände durch 2 weitere Dioden zu ersetzen empfiehlt sich auch nicht, da es schwierig ist, möglichst gleiche Kennlinien zu finden. Im Ergebnis all dieser Tatsachen weisen übliche Vielfachmesser mit 20 kΩ/V in den Gleichspannungsbereichen bei Wechselspannung nur 2 bis 4 kΩ/V auf. Bei unserer vereinfachten Lösung ist es allerdings nicht nötig, einen genauen Bezugswert einzuhalten, da die wenigen Bereiche einzeln geeicht werden. Man muß nur die Größenordnung bezüglich der möglichen Meßkreisfälschung kennen.

Bei 1 V Spannungsbedarf braucht man für 50 mA einen Gesamtwiderstand von 20 Ω und für 0,5 A von 2 Ω. Das können unmittelbar die Werte der Meßwiderstände sein, denn bei der empfohlenen Dimensionierung fällt der Brückeneingangswiderstand kaum noch ins Gewicht, der diesen Widerständen parallel liegt. Man gewinnt diese Widerstände in der bekannten Weise. Das Instrument wird direkt aus der Halbbrücke gespeist, wobei die in Bild 31 dargestellten Verhältnisse gegeben sind. In jeder Halbwelle der anliegenden Spannung wirkt hinter der gerade geöffneten Diode die Serienschaltung eines Halbbrückenwiderstands mit dem Instrument und dem Abgleichwiderstand; der andere Halbbrückenwiderstand liegt Instrument und erstem Widerstand parallel.

Der Skalenverlauf der Strommeßbereiche wird also von den Dioden merklich beeinflusst, da die höchste zur Verfügung stehende Spannung nur 1 V beträgt. Weniger kritisch ist das bei der Spannungsmessung im Bereich 25 V, denn jetzt macht 1 V nur 1/25 des Bereichs aus, und die Nichtlinearität bezieht sich damit vorwiegend auf den unteren Skalenbereich. Das kann man ggf. vernachlässigen und damit den Abgleich des Wechselspannungsbereichs 25 V auf Vollausschlag der normalen Skale hin vornehmen. Im Muster lag 1 V bei 1,7 Skalenteilen, und 2 V lagen bei 3,7 Skalenteilen. Schon 3 V brachten nahezu Deckung mit glatten Skalenwerten (5,9 Skalenteile).

Die Wechselstrom- und die Wechselspannungsbereiche sind nicht auf der Hauptleiterplatte untergebracht. Man kann also den Vielfachmesser zunächst nur für Gleichstrom, Gleichspannung und Widerstand aufbauen und diese Bereiche später in „Verdrahtungstechnik“ zwischen den auf der Leiterplatte schon vorgesehenen Buchsen und dem Tastenschalter vornehmen, eventuell mit Hilfe einer zweiten Leiterplatte (Bild 37).

## 6. Aufbaubeispiel

Das Instrument des Mustergeräts hat relativ große Abmessungen (120 mm × 130 mm Frontfläche). Das Gehäuse wurde diesem Format angepaßt. Es besteht aus 4 bis 5 mm dickem Hartpapier (es kann auch PVC sein oder Sperrholz). Die Platten wurden nach Bild 32 zusammengesetzt, mit 1-mm-Drahtstückchen in 1-mm-Bohrungen verstiftet und vorher mit EP-11-Kleber bestrichen. Vor Auftragen des Klebers sind die Klebeflächen mit feinem Schmirgelleinen anzurauen, damit die den Kleber abweisende Preßhaut verschwindet. Nach 24 Stunden Aushärtezeit setzt man das Instrument entsprechend Bild 33 mit Hilfe von Blechwinkeln ein.

Der Platz neben dem Meßwerk wurde so bemessen, daß die beschriebene „Grundausstattung“ auf eine Leiterplatte dieser Fläche paßt (vgl. die Bemerkungen zur Unterbringung der Wechselstrombereiche!). Bild 34 zeigt die nach Bild 24 entworfene Leiterplatte. Sie wird gemäß Bild 35 bestückt. Sie wirkt im Zusammenhang mit der aus Bild 36 hervorgehenden Schalterverdrahtung! Die Verbindungsstellen (auf der Leiterplatte über Lötösen) wurden auf beiden Bildern gekennzeichnet. Der Tastenschalter wird auf der Leiterplatte befestigt. Die Vorderwand des Gehäuses ist mit Bohrungen entsprechend der Lage von Tasten und Buchsen auf der Leiterplatte zu versehen. Das Gehäuse wird durch eine eingebaute Rückwand geschlossen. Die Leiterplattenbefestigung fiel im Muster etwas knapp aus, wie die Fotos vielleicht erkennen lassen, weil eine gerade vorhandene Plattenbreite verwendet wurde (2,5 mm schmaler als nach Bild 35/Bild 36). Es wird also nicht schwerfallen, beim Nachbau mit Hilfe von Abstandsrohrchen und entsprechend langen Senkschrauben die Leiterplatte an passenden Stellen zu befestigen, wie auch in der Leiterplattenzeichnung angedeutet.

In das Gehäuse passen selbstverständlich auch kleinere Instrumente, doch wirkt das Gesamtbild dann weniger gut. Man zieht in diesem Fall die Frontplatte über das gesamte Gehäuse (wegen der Leiterplattengröße wird man die Höhe nicht verändern) und versieht sie mit einem Durchbruch für das kleinere Instrument. Dabei bedenke man, daß im Muster die Leiterplatte noch unter den Frontrahmen reicht! Darüber hinaus würde ein kleineres Instrument Fläche frei machen, die z. B. weitere Buchsen für Wechselspannungen und Wechselströme aufnehmen könnte. Auch ein hochohmiger Transistorvoltmeterzusatz ist denkbar, für dessen Beschreibung der vorliegende Bauplan leider keinen Platz mehr läßt. Der Leser findet dazu in der einschlägigen Literatur einige Hinweise (z. B. unter 8.). Kleinere Instrumente gestatten auch ein Verringern der Gehäusetiefe, sofern das der Tastenschalter noch zuläßt.

Das gegebene Instrument ist für senkrechte Gebrauchslage vorgesehen, so daß die aus Tubenverschlüssen gewonnenen Füße an die entsprechende Rahmenseite geschraubt werden. Bei waagerechter Lage befestigt man sie an der Rückwand.

Das Gehäuse läßt sich, wenn man es gründlich entfettet und ggf. leicht angeraut hat, mit Autolack aus der Spraydose in einer beliebigen Farbe spritzen, vorausgesetzt, man zieht nicht die Materialoberfläche selbst als Oberfläche vor. Für die Beschriftung der Buchsen und des Schalters gibt es mehrere Möglichkeiten: direktes Beschriften, Fotopapier über Transparent-Kontaktabzug (Tuscheoriginal auf Transparent) oder als Aufnahme und Kopie einer vergrößerten Vorlage. Diese kann man dann auch auf Planfilm kopieren und erhält eine ansprechend wirkende Vorderfläche.

## 7. Material und Bezugsquellen

Auf die Problematik der Instrumentenbeschaffung wurde bereits hingewiesen. Die Widerstände, die Buchsen und den Tastenschalter erhält man in den bekannten Amateurbedarfsgeschäften. Wer nicht in der Nähe einer Fachfiliale zu Hause ist, kann beim Elektronik-Versand Wermsdorf bestellen. Das Musterinstrument z. B. stammt aus Überplanbeständen, die das Konsum-Elektronik-Versandhaus Wermsdorf gerade vorrätig hatte, und wurde telefonisch bestellt (Telefon Wermsdorf 3 33). Statt des verwendeten Tastenschalters kann auch ein Vorläufertyp benutzt werden, Hauptsache, er hat 4 abhängig schaltende Tasten und je 4 Umschaltkontakte.

Infolge dieser Beschaffungslage erschien eine spezielle Abstimmung mit den Amateurbedarfsfilialen nicht notwendig. Allerdings wird z. B. für Berliner Käufer die Fachfiliale Kastanienalle für 1973 100- $\mu$ A-Einbauminstrumente der modernen 48er Baureihe einplanen, mit denen also ein 10-k $\Omega$ /V-Vielchmesser gebaut werden kann. Aus dem Konsum-Elektronik-Versandhaus Wermsdorf stammt der Hinweis, daß weniger empfindliche Meßwerke (z. B. 1 mA) leichter zu haben sind, mit denen man immerhin noch brauchbare Transistorvoltmeter bauen kann.

## 8. Literatur

Grundsätzliches zum elektrischen Messen findet der Leser in Drachsel: „Elektrische Meßtechnik“ (VEB Verlag Technik), im Text als [1] bezeichnet. Für Anfänger gibt es im Miltarverlag der Deutschen Demokratischen Republik in der Reihe „Der junge Funker“ die Broschüre „Messen – aber wie“, und in den Fachzeitschriften vergangener Jahre wurden einige Vielfachmesserschaltungen vorgestellt: so in „radio und fernsehen“, H. 23/55 und H. 4/59. In H. 16/63 ist der „Vielfachmesser III“ vollständig beschrieben.

Transistorvoltmeter, die (auch mit weniger empfindlichen Meßwerken) sehr hohe Eingangswiderstände ermöglichen, z. B. 10 M $\Omega$  in allen Bereichen, findet der Leser u. a. in „radio und fernsehen“, H. 8/59 (Ge-Transistoren), im „Elektronischen Jahrbuch“ 1971 (Si-Transistoren) und im „Elektronischen Jahrbuch“ 1970 und 1972 (MOSFET).

Sie alle erfordern Abgleich vor jeder Meßreihe, und für den Bau benötigt man meist speziell ausgesessene Transistorpaare. Dennoch muß man mit temperaturbedingten Änderungen rechnen. Außerdem setzt der Bau Transistorerfahrung in der Meßtechnik voraus. über solche Bauplanobjekte wird ggf. in einem späteren Bauplan berichtet. Wenn es dem Leser gelingt, sich auf der Grundlage der Erläuterungen und des Beispiels des vorliegenden Bauplans einen Vielfachmesser zu schaffen, der ihm künftige Bauplannachbauten rationeller realisieren hilft, dann hat der Bauplan seinen Zweck voll erreicht.

1.–20. Tausend

Miltarverlag der Deutschen Demokratischen Republik · Berlin 1973 · Cheflektorat Miltarliteratur · Lizenz-Nr. 5 · ES-Nr. 23 K · Lektor: Wolfgang Stammler · Zeichnungen: Manfred Schulz · Typografie: Helmut Herrmann · Hersteller: Hannelore Lorenz · Vorkorrektor: Ingeborg Kern · Korrektor: Johanna Pulpit · Printed in the German Democratic Republic · Lichtsatz: GG Interdruck Leipzig · Druck und Buchbinderei: Sachsendruck Plauen · Redaktionsschluß: 13. April 1972 · Bestellnummer: 745 5010

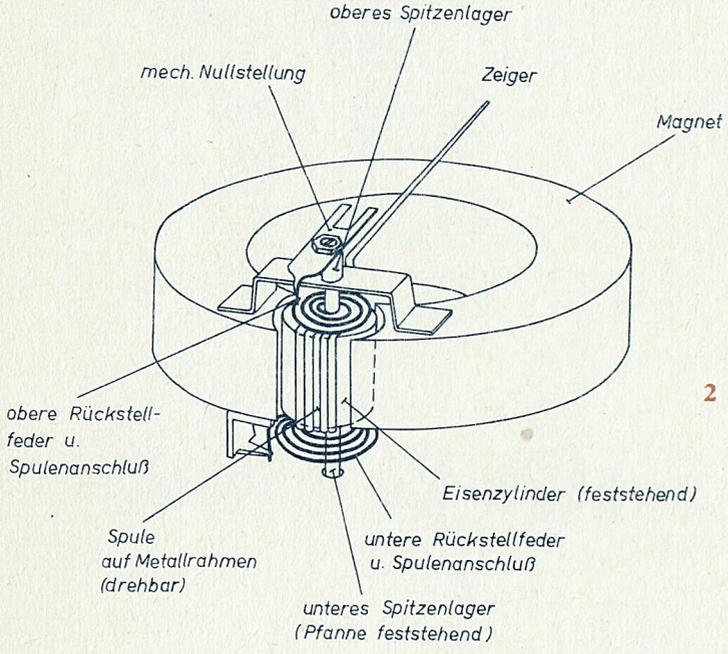
- Gleichstrom
- ~ Wechselstrom
- Drehspulmeßwerk
- ▶ eingebauter Gleichrichter
- 1,5 Genauigkeitsklasse  
(Wert ist Beispiel)
- ⊥ senkrechte } Gebrauchs-  
⊥ waagerechte } lage
- 1,5 ⚡ Prüfspannung 1,5 kV

1

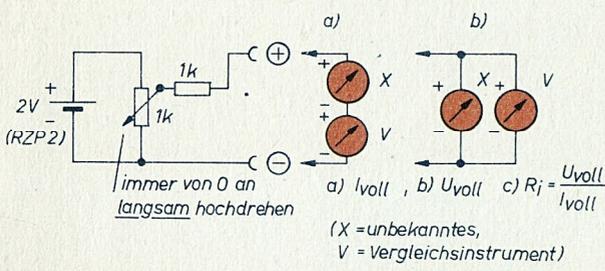
**Bild 1**  
Symbole auf dem Skalenblatt  
eines Meßinstruments

**Bild 2**  
Die wichtigsten Teile  
eines Drehspulinstruments  
mit Außenmagnet  
und Spitzenlagerung

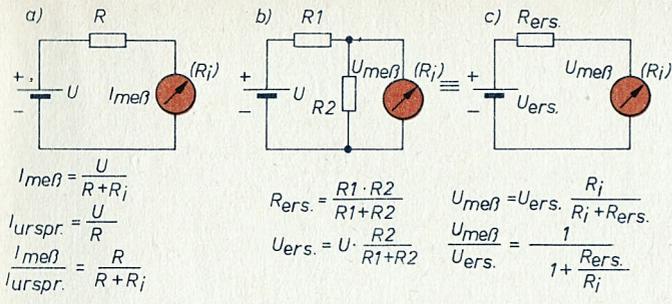
**Bild 3**  
Ermittlung der Daten  
eines Meßwerks



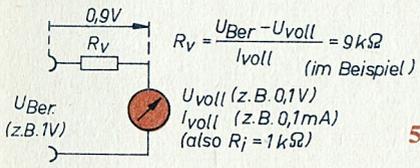
2



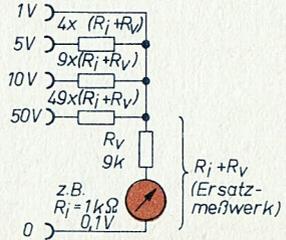
3



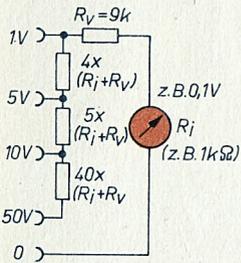
4



5



6

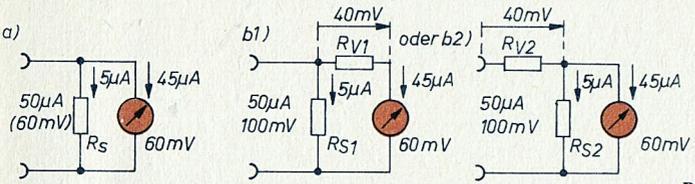


7

**Bild 4**  
 „Systematische“ Meßfehler infolge des Innenwiderstands von Meßinstrumenten;  
 a – Strommessung,  
 b – Spannungsmessung  
 c – Ersatzschaltung zu b

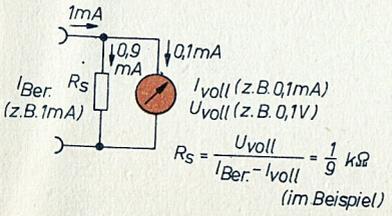
**Bild 5**  
 Grundschaltung für die Bereichserweiterung bei Spannungsmessung

**Bild 6**  
 „Ersatzmeßwerk“ für glatten Spannungswert bei Vollausschlag



8

Beispiel: Instrument hat  $45 \mu\text{A}$  bei 60mV

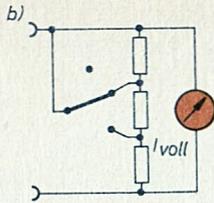
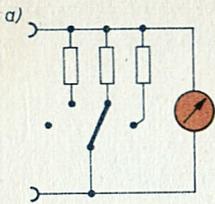


9

**Bild 7**  
 Andere Möglichkeit für die Erweiterung der U-Bereiche

**Bild 8**  
 Anpassung eines Instruments mit ungünstigem Wert des Stroms für Vollausschlag;  
 a – an einen glatten Stromwert,  
 b – an glatten Strom- und Spannungswert (zwei Möglichkeiten – man leitet sich zur Übung die Formel selbst ab!)

**Bild 9**  
 Grundschaltung zur Shuntberechnung (Erweiterung des Strommeßbereichs)



einzigster Nachteil:  
schon kleinster  
Bereich hat Shunt,  
also  $I_{me\beta} > I_{voll}$

10

Bild 10

a - ungünstige,  
b - günstige Schalteranordnung  
für umschaltbare  
Strommeßbereiche

Bild 11

Shuntberechnung für Bild 10b -

Prinzip

Bild 12

Strommessung in Schaltungen  
ohne Auftrennen des Kreises  
durch Spannungsmessung  
und Rechnen

Bild 13

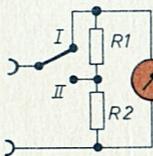
Meßgleichrichter: Halbbrücke

Bild 14

Meßgleichrichter: Graetz-Brücke

Bild 15

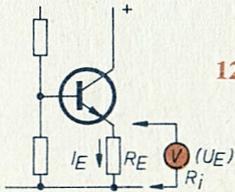
Wechselspannungsmessung  
über einen Teil  
der Widerstandskette  
der Gleichspannungsbereiche  
beim weitverbreiteten  
„Vielfachmesser III“  
(Entwicklung des  
VEB Gerätewerk  
Karl-Marx-Stadt, Hersteller  
VEB Meßtechnik Mellenbach)



Bereich I:  
 $R_S = R_1 + R_2$   
(Rechnen n. Bild 9)

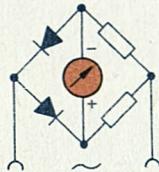
Bereich II:  
 $R_S = R_2$   
 $R_V = R_1$   
(Rechnen n. Bild 8b1)

11

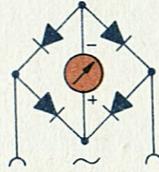


12

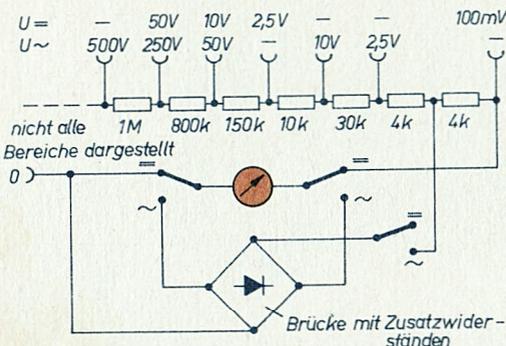
$$I_E = \frac{U_E}{R_E} \text{ für } R_j \gg R_E \text{ sonst Bild 4 beachten!}$$



13

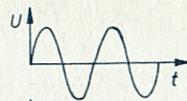


14



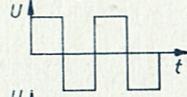
15

Schalter nur für Prinzip in dieser Form dargestellt

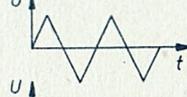


Anzeige:

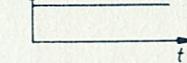
richtig



11% zu viel



4% zu wenig

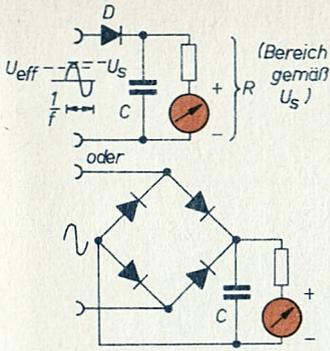


16

11% zu viel

Bild 16

Unterschiedliche Anzeige eines  
bei Sinusform in Effektivwerten  
geichteten Drehspulinstrument  
bei unterschiedlichen  
Kurvenformen



Bei  $R \cdot C \gg \frac{1}{f}$  zeigt Instrument  $U_s = \sqrt{2} U_{eff}$  an

$D = Ge$ -Diode,  
 $U_{Sperr} \approx 2 U_s$

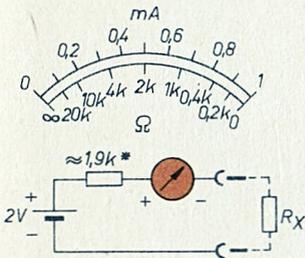
$U_{Sperr} \approx U_s$  je Diode

17

**Bild 17**  
Feststellung eines Wechselspannungswerts über Spitzenspannungsmessung mit dem Gleichstromvoltmeter; (2 Möglichkeiten – im 1. Fall darf zur Quelle keine Kapazität in Serie liegen); für Sinus gilt  $U_{eff} = 0,707 \cdot U_{Spitze}$

**Bild 18**  
Typische Skale eines einfachen Ohmmeters nach dargestelltem Prinzip

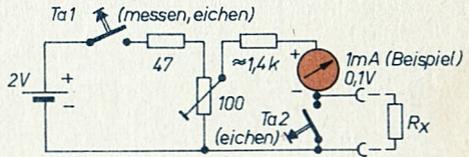
**Bild 19**  
Nachstellen der Quellspannung des Ohmmeters über Spannungsteiler



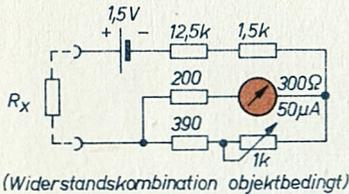
Meßwerk  
1mA ; 100mV  
( $R_i = 100 \Omega$ )

\*Stellwiderstand  
2,5 k $\Omega$ ,  
auf Vollanschlag  
bei  $R_x = 0$

18



19

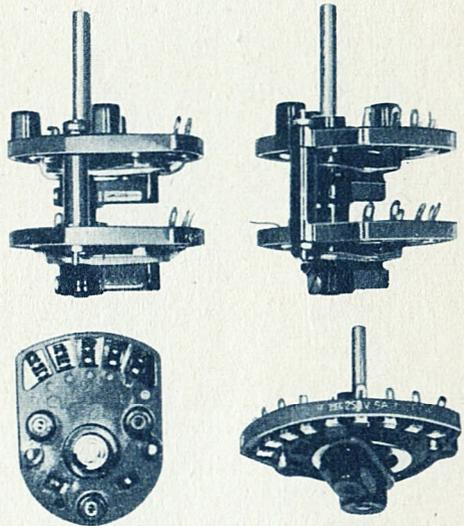


20

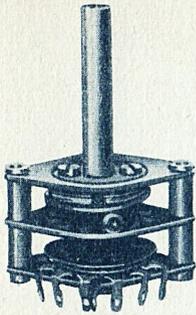
(Widerstandskombination objektbedingt)

**Bild 20**  
Nebenwiderstand zum Meßwerk bewirkt Ausgleich von Batteriespannungsänderungen (günstiger Weg bei entsprechender Dimensionierung; angewendet im „Vielfachmesser III“)

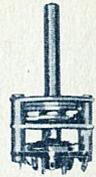
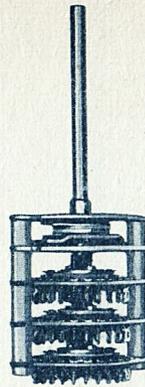
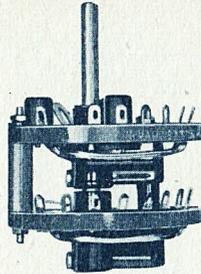
**Bild 21**  
Preiswerte Drehschalter für größere Ströme



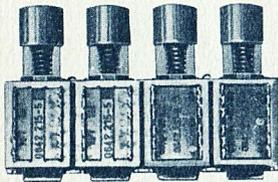
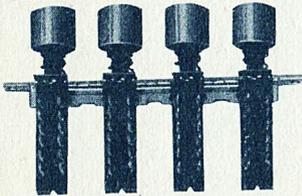
21



22a



22b



22c

**Bild 22**

a - Schalter des „Febana“-Sortiments, in zahlreichen Variationen erhältlich;  
 teurer als Typen nach Bild 21  
 b - Größenvergleich des Schalters nach a mit anderen Typen;  
 c - 2 mögliche Varianten des im Muster benutzten Schiebepotentiometers (je 4 Umschaltkontakte)

**Bild 23**

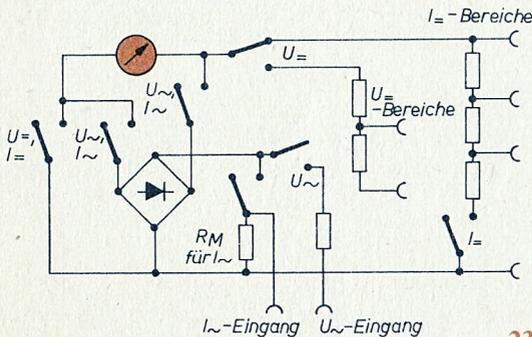
Ein Vielfachmesser dieser Art gestattet bei gemeinsamem 0-Anschluß gleichzeitiges Anschließen von 4 Meßstellen. Die Meßwerte werden über Schalter abgefragt

**Bild 24**

Schaltung des praktisch ausgeführten Vielfachmessers bis auf den umrandeten Komplex (Bild 26); genaue Kontaktzuordnung siehe Bild 36

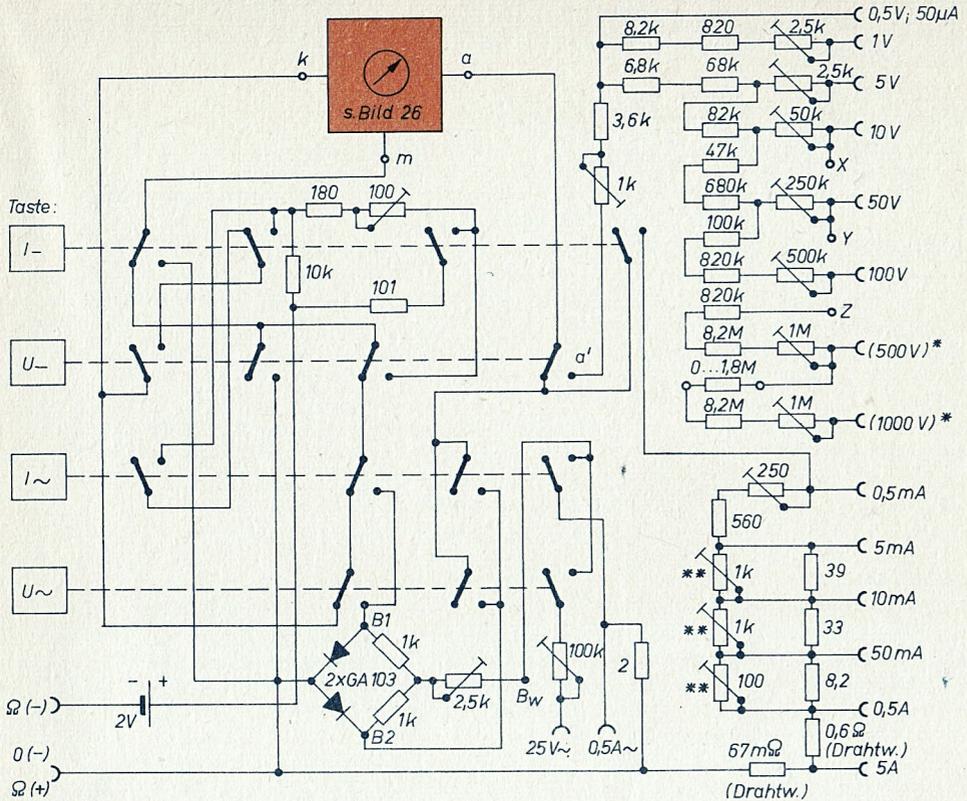
**Bild 25**

Kennlinie einer zum Schutz des Instruments geeigneten Si-Diode (auf kleinstmöglichen Sperrstrom für eine Spannung aussuchen, die etwas oberhalb des Spannungsbedarfes des Instruments einschließlich seines Zusatzwiderstandes liegt)



23

Schalter müssen so verknüpft sein, daß nie zwei für verschiedene Meßarten gleichzeitig einschalten!

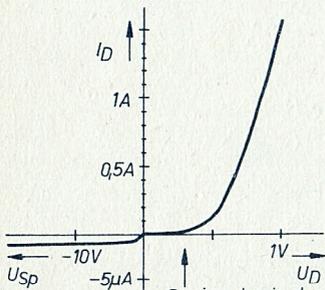


alle Kontakte in  
Ruhstellung gezeichnet!

)\* vgl. Text!  
)\*\* bei  $R_{max}$  beginnen!

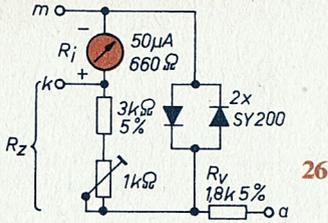
Z mit X oder Y verbinden,  
je nach Toleranzen

24

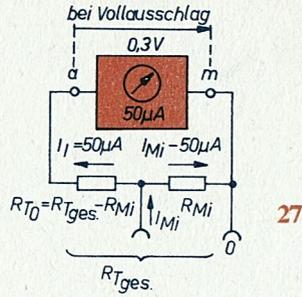


benutzten Durchlaßfähigkeit  
(Ströme von µA bis mA)

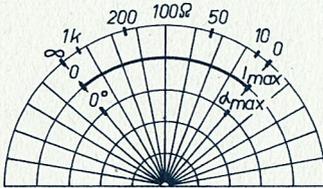
25



26



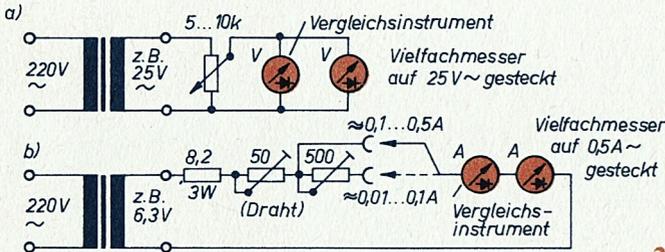
27



$$\alpha = i \frac{\alpha_{\max}}{I_{\max}}$$

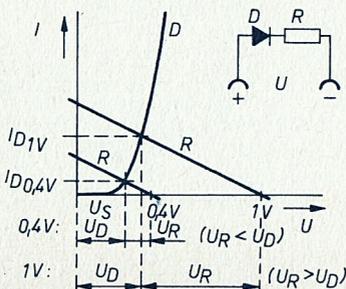
( $\alpha_{\max}$  je nach Skale)

28



29

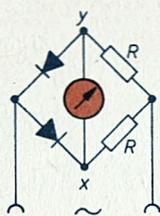
- Wegen hoher Belastung der Vorwiderstände
1. nur kurz in Betrieb nehmen,
  2. 500Ω auf Kleinstwert nur bei 50Ω Größtwert



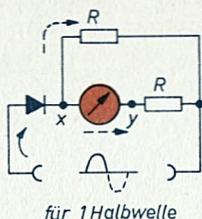
30

**Bild 26**  
Gesamte Schutzschaltung  
mit 2 antiparallelschalteten  
Dioden und Zusatzwiderständen

**Bild 27**  
Mit Hilfe dieser  
Knotenpunkt Betrachtung wird  
die „Shuntkette“ berechnet



31



für 1 Halbwelle

**Bild 28**  
Polarkoordinatenpapier  
dient als Hilfsmittel  
zur Übertragung  
der berechneten Skalen  
bezüglich der Grundskale

**Bild 29**  
Eichung der  
a - Wechselspannungsbereiche  
und  
b - Wechselstrombereiche  
mit Transformator  
und Vergleichsinstrument



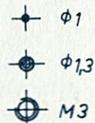
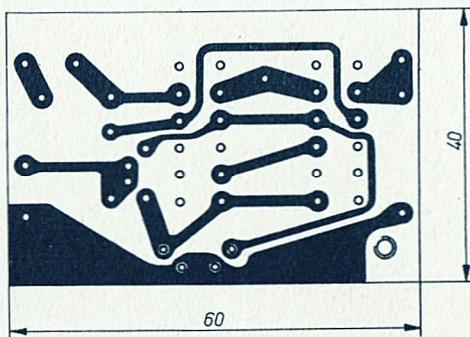
32

**Bild 30**  
Spannungsverteilung in  
einem Meßbereich  
mit Einweggleichrichtung  
für unterschiedliche  
Eingangsspannungen  
(zwei Fälle dargestellt)

**Bild 31**  
Strompfad in der Halbbrücke  
für eine der beiden Richtungen  
des Wechselstroms:  
Stets liegt dem Instrument  
ein Widerstand parallel

**Bild 32**  
Gehäusegestaltung  
des Musters  
(Hp oder PVC, 4 bis 5 mm dick)

a)

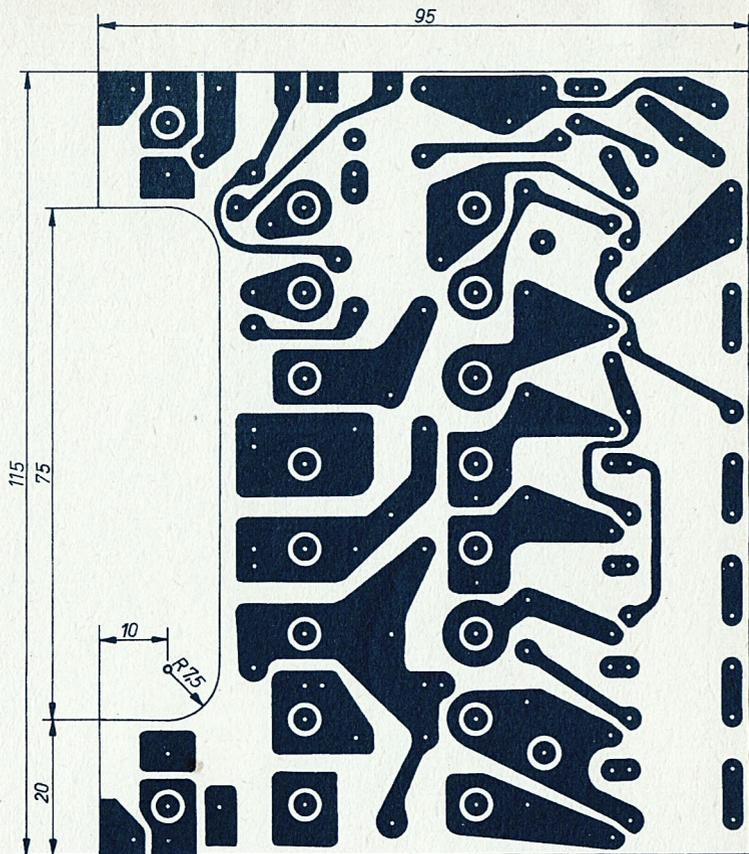


(Achtung!  
Tastenschalter-  
bohrungen  
nicht im 2,5 mm -  
Raster)

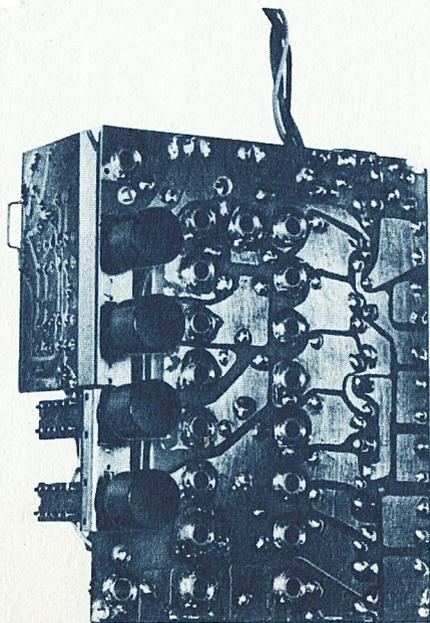
37a

60

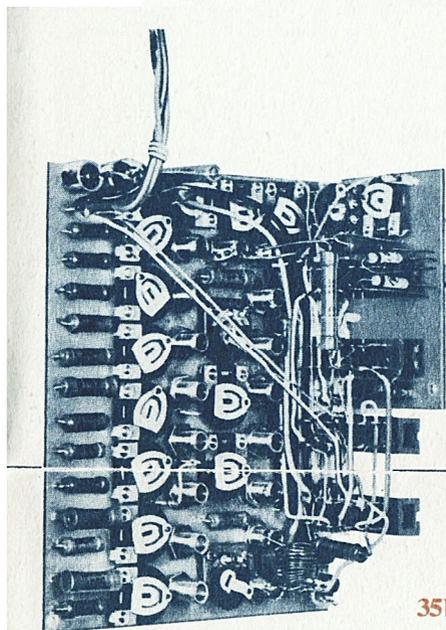
40



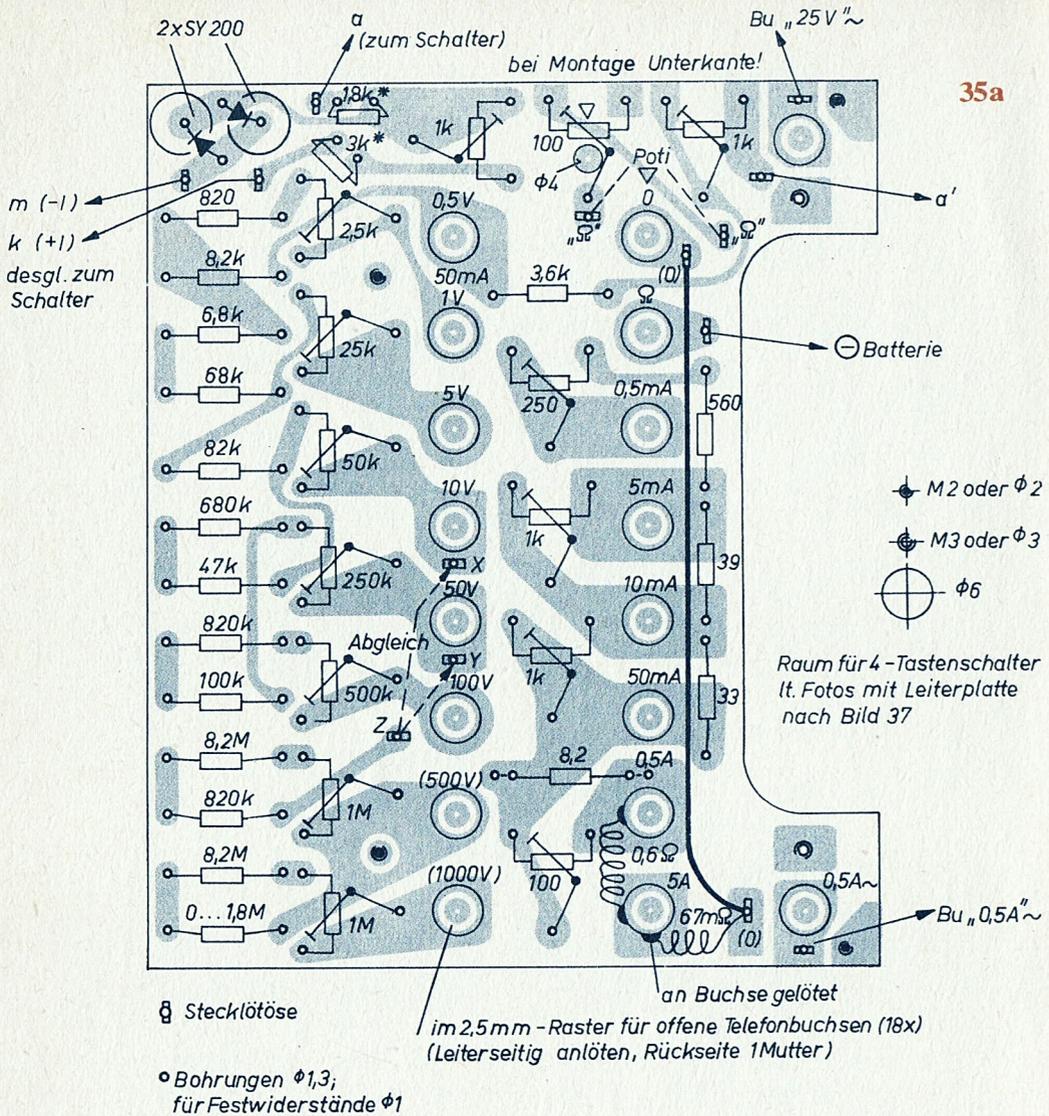
34a



34b



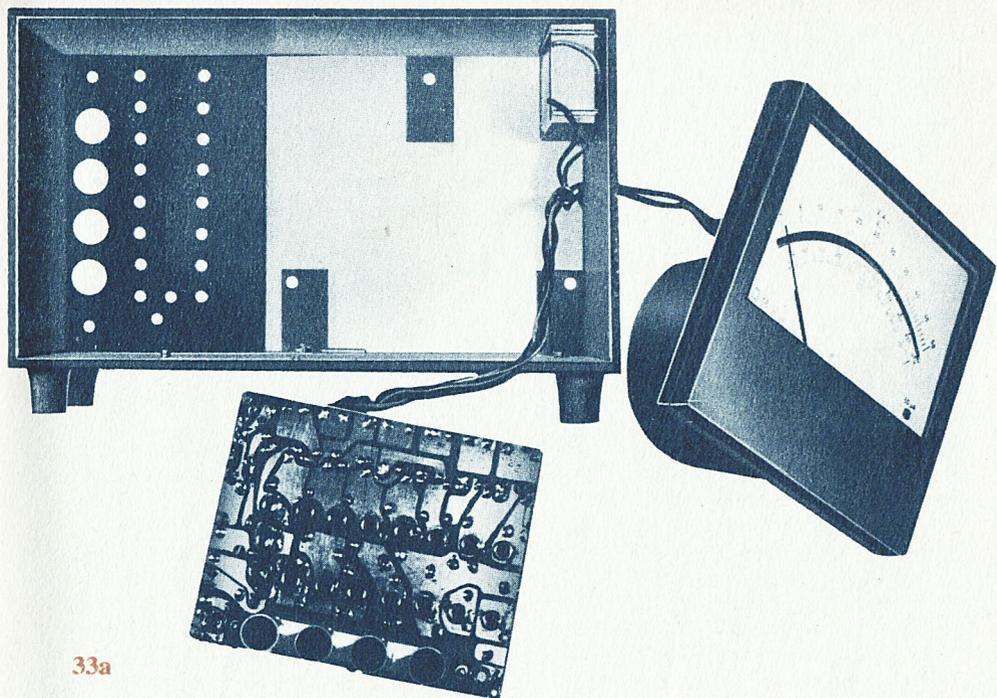
35b



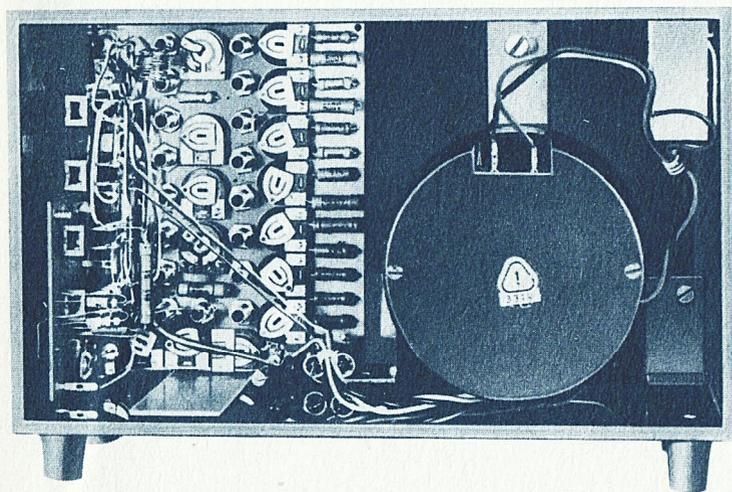
**Bild 33**  
Einbau des Instruments

**Bild 34**  
a - Leitungsmuster  
des Vielfachmessers;  
b - Leiterplatte des Muster-  
geräts

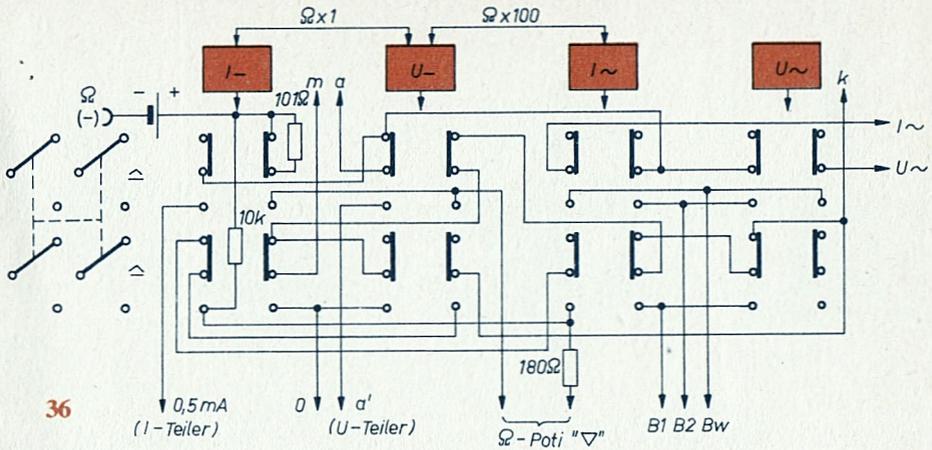
**Bild 35**  
a - Bestückungsplan  
(Bauelementeseite) für Bild 34  
mit Anschlüssen  
zu Tastenschalter  
und Instrument  
(Einstellung des Shunts  
für R-Messungen  
wird von außen mit  
Schraubenzieher vorgenommen);  
b - Bauelementeseite zu Bild 34b



33a



33b



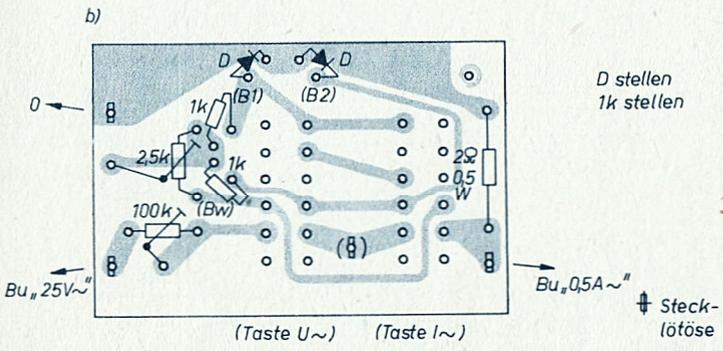
36

Schalter in Ruhestellung gezeichnet

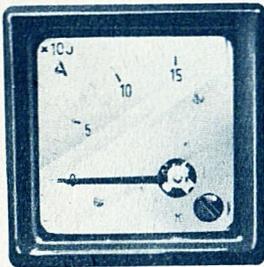
**Bild 36**  
Tastenschalterverdrahtung.  
Im Ruhezustand wird das Instrument automatisch zur Schonung der beweglichen Teile kurzgeschlossen

**Bild 37**  
„Hilfsleiterplatte“ für Wechselstrom und -spannung.  
(Bei Einbau kann teilweise die Verdrahtung der Tasten I~ und U~ entfallen, siehe Bild 36!)

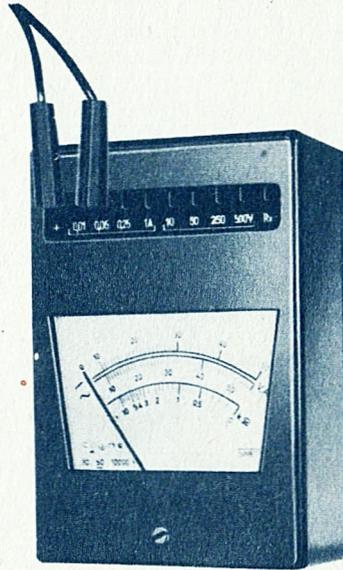
**Bild 38**  
Einige Ansichten des fertigen Vielfachmessers (senkrechte Gebrauchslage wegen des Instrumententyps). Die gezeichneten Hilfsskalen sind in der Reproduktion nicht vollständig erkennbar



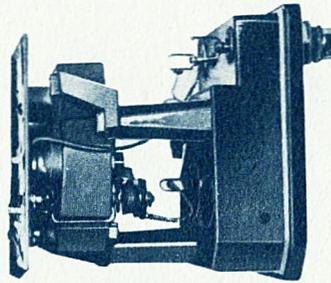
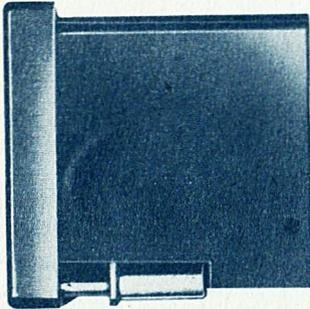
37b



39a



40



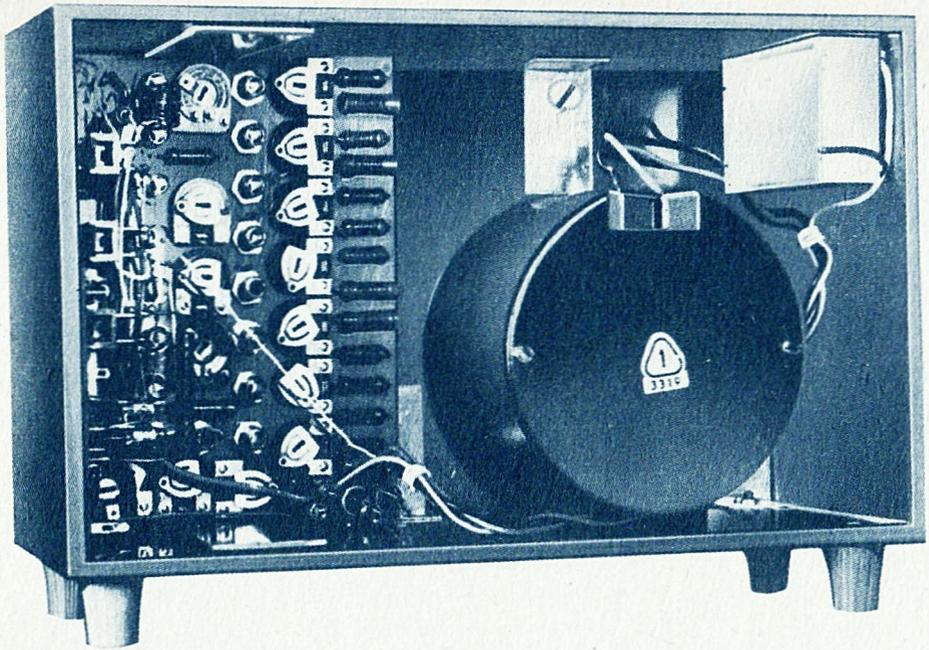
39b

**Bild 39**

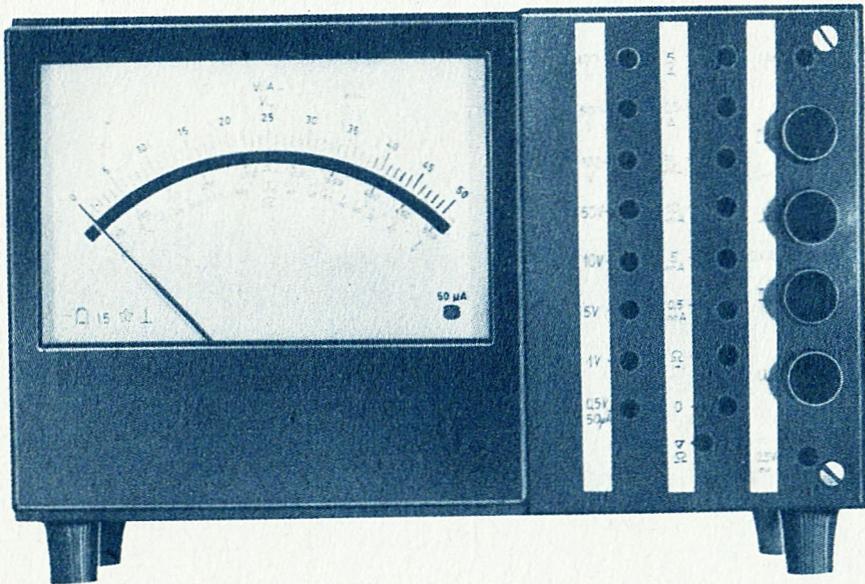
Solche Meßwerke erhält man bisweilen billig als Schrott (Instrument im Bild: ohne Shunt 4 mA bei 60 mV Vollausschlag); a - Vorderansicht (Skale erneuerungsbedürftig), b - Innenansicht: Der Raum gestattet u. U. Einbau eines Transistorverstärkers!

**Bild 40**

Einfacher Vielfachmesser für Anfänger, seit Jahren im Handel: Multiprüfer II; 1 k $\Omega$ /V, Gleich- und Wechselstrom sowie Gleich- und Wechselspannung jeweils über dieselben Buchsen meßbar, dadurch hoher Eigenbedarf an U bzw. an I. Ein Meßbereich für Widerstände. Das Gerät wurde inzwischen bis zum Multiprüfer V weiterentwickelt



38a



38b