

高等学校交流讲义

自动元件及装置

天津大学工业企业电气化自动化教研室编

只限学校内部使用



中国工业出版社

前　　言

自动元件及裝置課程是在学完了物理、电工基础、电磁测量、电机学和工业电子学等課程后学习的。有些元件已經講过，不再重复。例如光电元件、电子放大器、离子器件、檢測仪表及一般用微电机等。对于控制用微电机，本书只从拖动的观点出发来研究其外特性。另外象計算元件、校正元件以及手控或半自動电器等将分別在計算技术和电力拖动自动控制課程中講授，亦未列入。

自动元件及裝置課程是为自學和生产过程自动化兩門課程服务的技术基礎課，它的內容应滿足上述兩門課程的基本要求，但为了使学生在深入掌握基本元件的同时，获得完整的概念和較为广泛的基础知識，在所选的材料中除了經常使用和迅速发展的自动元件外，还包括了与自动元件領域的系統性和完整性有关的內容。

为了便于学生联系实际，书中介绍了元件的应用及产品型号。由于篇幅限制，各种元件的結構参数和特性参数的表格和曲綫均未編入。书中介绍了一些需要自制和有条件自制的元件的設計方法，以便进行設計制造。

书中內容編排的方法是从元件在系統中所处位置出发，分为敏感元件、中間元件和执行元件三部分。这样不但有助于学生对于各类元件功用的理解，同时还配合了专业課的需要，使学生对自动控制系统的概念更加清晰。

“自动元件及裝置”課程是一門新設置的課程，限于編者水平，并且迫于时间，未能和兄弟院校共同研究，因此书中难免有不妥之处，深望各兄弟院校对本书提出宝贵意見，以資再版时修訂。意見請寄至天津市天津大学动力工程系工业企业电气化自动化教研室。

編　者

1961年5月



目 录

緒論.....	5	第六章 运动元件	154
第一篇 敏感元件			
第一章 机械量变换器.....	11	§6—1 小功率继电器.....	154
§1—1 位移变换器	11	§6—2 直流电磁继电器.....	159
§1—2 应力变换器	36	§6—3 交流电磁继电器.....	168
§1—3 速度变换器	47	§6—4 极化继电器.....	170
§1—4 加速度变换器	50	§6—5 步进分配器.....	177
§1—5 流量变换器	53	第七章 自动装置用微电机	179
第二章 热变换器.....	55	§7—1 远距传输用电机.....	179
§2—1 热电偶	55	§7—2 旋转变压器.....	195
§2—2 电阻式热变换器	61	§7—3 电机放大机.....	200
§2—3 电感式及电容式热变换器	65	§7—4 测速发电机.....	213
第二篇 中間元件及执行元件			
第三章 放大器.....	67	§7—5 执行电动机.....	218
§3—1 概論	67	第八章 尺寸自动检查装置	233
§3—2 磁放大器原理	69	§8—1 概論	233
§3—3 磁放大器的反馈	79	§8—2 继电器式的检查装置	234
§3—4 磁放大器的设计	92	§8—3 电感和电容式检查装置	237
§3—5 磁放大器的接线	113	§8—4 光学及光电式线路	241
§3—6 介质放大器.....	119	§8—5 电场式变换器	244
第四章 稳定器.....	123	第九章 温度测量和电子调节器	245
§4—1 非线性元件稳定器的工作原理	124	§9—1 温度测量	245
§4—2 半导体稳定器	125	§9—2 自动电子电位計及自动平衡	
§4—3 铁磁稳定器	129	电桥	251
§4—4 炭质調整器	137	§9—3 电子调节器	261
第五章 电变换器	139	第十章 同位素、超声波和红外线在自	
§5—1 频率变换器	139	动化中的应用	275
§5—2 相位变换器	143	§10—1 放射性同位素的应用	275
		§10—2 超声波的应用	280
		§10—3 红外线的应用	287

緒論

1. 自動化系統和自動元件

自動化系統是由各種不同結構，不同職能的元件所組成的。利用它們，可以代替工作人員的工作，達成自動化系統的自動控制、自動檢測和自動調節作用。

現在用一個簡單的例子來說明自動化系統的工作情況。圖 0—1 是一個電阻爐的自動化系統。電阻爐內的熱能是由電能 I^2R 變換得到的，而熱能亦即電能的大小可以用變阻器改變電流 I 加以調節。為了保持爐內溫度恆定，若用手動控制，就要根據溫度計的指示，人為的改變變阻器接觸位置，以改變電流。這樣操作無論在控制的準確度、及時性和可靠性上，都得不到滿意的保障，而且也增加了工作人員的勞動強度。

若改用自動化系統，如圖所示，用熱電偶以反映爐內溫度的高低，它發出的信號電勢，經過放大裝置的放大，加在執行電動機端子上。由執行電動機拖動變阻器的動觸點，以調節電流。這是一種閉環的自動調節系統，當爐內溫度升高時，熱電偶輸出熱電勢加大，經過放大，使電動機向某一方向旋轉，減少電流，相應地溫度下降。當爐內溫度降低時，電動機反轉，以增加電流和溫度。

從這個簡單的自動化系統中，可以看到，它包括了多種獨立的元件，如熱電偶、放大裝置、執行電動機等等。換句話說，每一個元件都是自動化系統的一個組成部分，它們在自動化系統中實現某種指定的職能。這些元件叫作自動化系統的元件，簡稱自動元件。

自動元件由於它所處位置或擔任的任務不同，可以簡單的歸納為三種。即：1) 敏感元件；2) 中間元件和 3) 實行元件。仍以上圖為例，圖中熱電偶就起了敏感元件的作用，用它來感覺或反映被控制量——溫度的變化，並發出與被控制量成正比的信號。從工作原理看，熱電偶是將熱量變為易於測量的電量的元件，故又稱為熱變換器。變換器亦稱作發送器，是一種將任何控制的物理量變換為另一種形式的參量的設備。變換前的量可以是位移、壓力、流量、水位、高度、溫度、氣體含量等等。變換後的量應該是一種易於傳送，並便於對下一個元件作用的量。在一般情況下，變換後的量大多為電量，因為電量符合上面的要求。根據變換前的物理量不同，除了上述的熱變換器外，在自動元件中還有機械量變換器、電變換器、磁變換器、光電變換器、聲變換器等等。其中大部分是用作敏感元件，一部分用作中間元件。

圖 0—1 中的放大裝置或稱為放大器，它的任務是將前一個元件所發出的微弱信號，放大到能使下一個元件產生動作，它的輸入和輸出量大多數是屬於同類型的物理量。放大器是一種中間元件，介乎敏感元件和執行元件之間。承受敏感元件的信號，並傳送與執行元件。所以它的任務是傳送信號和變換信號，使適合於執行元件的需要。常用的

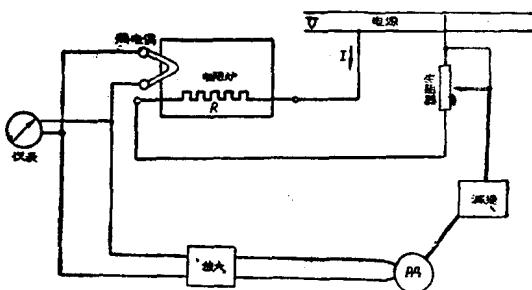


圖 0—1 電阻爐自動化系統

中間元件除放大器外，還有繼電器、遠距傳輸元件、遙控元件、計算元件、變換器等。

繼電器一般設置在變換器或放大器后面，利用變換器或放大器輸出信號來控制它的動作。繼電器的功用兼有放大和時間控制的特性，但它與變換器不同，變換器的輸出連續地反映輸入量的變化，而繼電器只有兩種穩定情況——接通與開斷，輸出量只反映某一個輸入量值。

如果自動系統中兩個相鄰元件有一定的空間距離，而前一個元件的輸出是位移量，不能用機械方法傳遞命令時，就要利用遠距傳輸元件。這個元件的工作是先將位移變為電量，再傳送到遠方，在接收處用接收器將電信號反變為位移。前後兩個位移量應該相等或有一定比例。

在遙控系統中，由於發生信號之處或進行操作之處與中央控制站距離較遠，同時對一個複雜的設備，進行控制和操作，需要許多信號，這樣傳送許多不同信號到較遠距離，就要求設置許多聯繫線路，結果使工作複雜，且耗費大量有用資金。為了簡化系統和節約投資，在兩地之間只設置一個或很少幾個電的通道，多數信號均經過此通道送到控制站。反過來，控制站的許多命令亦要通過此通道送到被控地點。在發送和接收處均設有選擇器，以便選送任何命令和選收任何信號到指定的設備上去。這種設備就是遙控元件。

在現代自動化系統中，常常有計算裝置參加工作。它們對某些參量進行測量，並根據這些參量間的依賴關係作數學上的運算，它的輸出信號就是計算結果，再作用到下一個元件上去。舉例來說，我們想對一個不好測量的 x 量進行控制，但 x 量與 y 、 z 兩量之間有一定的函數關係，就可以對 y 、 z 兩量加以測量，再經過計算裝置根據它們之間的函數關係進行計算，輸出量就代表 x 量。這些進行數學運算的元件就是計算元件。

自動系統最終元件是執行元件，執行元件接受中間元件傳來的命令信號，根據信號對被控制量進行調節。常用的執行元件是電動機，它簡單而方便。此外尚有氣動液動執行元件和電磁鐵適用於不同的工作範圍。

除以上所介紹的三類元件之外，自動系統中還有其他元件。例如用於使系統工作穩定和提高工作品質的穩定元件和校正元件。這兩種元件亦可以視為中間元件。還有各種測量儀表，我們統稱為測量元件，例如電流表、電壓表、溫度表等。其使用目的是顯示系統工作情況，以利監護人進行監督。這種元件是系統的輔助元件。

2. 自動元件的一般特性

自動元件是自動化系統的有機組成部分已如前述，因此，自動化系統的品質高低，在很大程度上決定於自動元件性能的優劣。自動元件因為它的結構和職能不同，特性就各有差異。各種元件的不同特性將在各章中分別加以討論。但各種自動元件亦有共同的特性，例如變換系數、誤差和慣性作用。這三種共同特性是衡量自動元件品質的主要指標，現在此作一總括的介紹：

(1) 變換系數

1) 變換函數 任何元件都具有輸入量和輸出量；兩個量之間存在着一定的函數關係——線性的或非線性的。這種輸出量和輸入量之間在全部變化過程中的函數關係，稱為變換函數。

設 x 代表輸入量； y 代表輸出量，則變換函數可以用下式表示：

$$y = f(x). \quad (0-1)$$

此式表示只有一級變換的情況。在自動化系統中一級變換的情況很少，大多數是多級變換。設每級變換的函數關係用下列各式表示：

$$y_1 = f_1(x); \quad y_2 = f_2(y_1); \quad y_3 = f_3(y_2) \dots$$

則總的變換函數為：

$$y_n = f_n f_{n-1} \dots f_1(x) = f(x). \quad (0-2)$$

式中 f_1, f_2, \dots, f_n 是任何形式的函數關係，視具體元件的特性而定。現在仍以圖 0-1 系統作例，熱電偶的變換函數為 $u_1 = f_1(t)$ ；放大器為 $u_2 = f_2(u_1)$ ；電動機為 $n = f_3(\mu_2)$ ，可以得到電機轉速與電爐溫度之間的函數關係為：

$$n = f_3 \cdot f_2 \cdot f_1(t) = f(t).$$

變換函數可以用理論分析列寫動態方程式的方法得到。亦可以用實驗方法得到。這個量是自動學中主要的參量。它可能是線性的，亦可能是非線性的。可能是單值變化的，亦可能是多值變化的。

2) 變換系數 有了變換函數關係後，就可以作出元件的動態特性曲線，此曲線表示出來該元件的自變量（輸入量）和因變量（輸出量）之間的關係。如圖 0-2 所示。當元件在某一工作點穩定工作時，例如圖中 A 點，相應的輸出量 y_A 和輸入量 x_A 之間的比值，稱為該工作點的靜態變換系數 K_A 。即：

$$K_A = \frac{y_A}{x_A}. \quad (0-3)$$

當元件工作在變化過程中，例如由 B 點變到 C 點，輸出和輸入量各得到一個增量 Δy 及 Δx ，二者之比稱為 B C 間的動態放大系數。即：

$$K_{\text{dyn}} = \frac{\Delta y}{\Delta x} \quad (0-4)$$

這兩種變換系數是自動元件的基本特性，它們的值決定於變換函數曲線的形狀。如變換函數是非線性的，則當工作點不同時 K 及 K_{dyn} 值亦在改變。如變換函數是線性的，則二值相等且等於常數。

變換系數的因次決定於輸出和輸入量的因次，例如圖 0-1 系統中熱電偶的輸入量為溫度 ($^{\circ}\text{C}$)，輸出量為熱電電勢 (mV)，所以變換系數是有因次的，為 ($\text{mV}/^{\circ}\text{C}$)。放大器的輸出輸入同因次，因而變換系數是無因次的。

變換系數是各種元件的共同特性，可以用它來衡量元件的工作質量，但因為各種元件

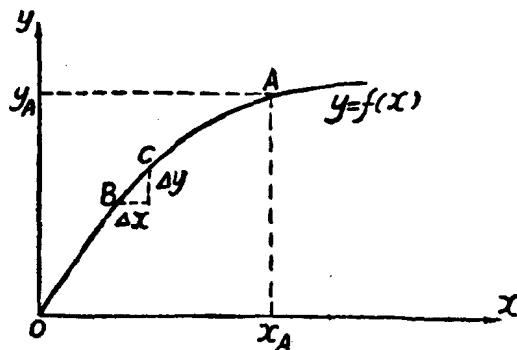


圖 0-2

的作用不同，变换系数就有不同的意义和名称。如放大器称为放大系数，变换器称为灵敏度等。

3) 放大系数 放大器的输出与输入量之比称为放大系数，是一个无因次的量。由于被放大的量的不同，有电流放大系数；功率放大系数；电压放大系数等。

4) 灵敏度 变换器的输入与输出增量之比，称为绝对灵敏度 S_A 。这个量是有因次的。即：

$$S_A = \lim_{\Delta x \rightarrow 0} \frac{\Delta y}{\Delta x} = \frac{dy}{dx}. \quad (0-5)$$

有时习惯采用变化的相对量之比表示灵敏度，称为相对灵敏度。这个量是无因次的。即：

$$S = \lim_{\Delta x \rightarrow 0} \frac{\Delta y/y}{\Delta x/x} = \frac{x}{y} \cdot \frac{dy}{dx}. \quad (0-6)$$

灵敏度越高，表示变换器性能越好，亦就是当信号有很小的变化，可以得到很大的输出量变化，在实用上价值很大。

5) 稳定系数 稳定器用稳定系数大小表示它的品质。稳定和灵敏两个特性是相互矛盾的，凡是灵敏度越高的元件，其稳定的性能越差，所以灵敏度的倒数就是稳定系数 C 。

$$C = \frac{1}{S} = \frac{y}{x} \cdot \frac{dx}{dy}. \quad (0-7)$$

在图 0—3 中有两条曲线 I 及 II，在曲线 I 的 CD 段上， $\Delta x \approx 0$ ，CD 段的灵敏度为 ∞ 而稳定系数近于 0。曲线 II 相反， $\Delta y \approx 0$ 的段为 AB 段，此处灵敏度近于 0 而稳定系数为 ∞ 。

(2) 调差

在输入量变化过程中，理论上的输出量变化和实际值总是有一些出入，这是因为实际工作与理论计算之间有一些误差产生。产生误差的原因很多，大体上可以归纳为以下各项。

- 1) 计算时所用公式是近似公式；
- 2) 作曲线时不够准确，或者把曲线用近似的直线代替；
- 3) 元件中的摩擦、气隙的变化和材料陈老现象等因素，事先很难估计；
- 4) 制造的不合要求；
- 5) 增量和减量曲线本来不是同一条曲线，但设计时取用平均曲线；
- 6) 有些因素为了设计简便而忽略不计，例如电枢反应；漏磁；失灵区；一部分较小的参数等；
- 7) 外在因素的影响，例如温度、湿度和电压的变化；外磁场和外电场影响等。

由于以上各原因，使实际的输出量与设计值不同。设实际输出量为 y' ，则 y' 与设计输出量 y 之差，称为绝对误差。即：

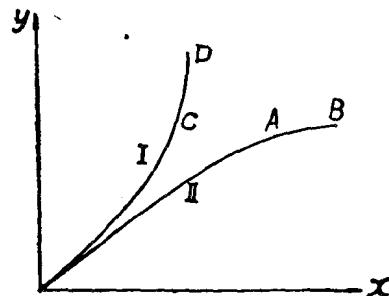


图 0—3

$$\Delta y = \pm (y' - y). \quad (0-8)$$

絕對誤差和實際輸出量之比，稱為相對誤差，以 $\alpha\%$ 表示：

$$\alpha\% = \frac{\Delta y}{y'} \times 100\% \quad (0-9)$$

如絕對誤差 Δy 不變，實際輸出量越大時，相對誤差越小。這是一個較有意義的量，只有絕對誤差大小並不能反映元件的品質。

絕對誤差和最大輸出量 y_{max} 之比，稱為最大相對誤差：

$$\beta\% = \frac{\Delta y}{y_{max}} \times 100\%. \quad (0-10)$$

當 Δy 恒定時， β 值亦不變。此值常用以衡量元件工作的準確度。

以上所談的變換系數和誤差，完全是針對一個開環系統說的。如果系統是閉環的，有反饋加入工作。變換系數和誤差都要改變，此點在自動學中將要介紹。

沒有任何元件和系統能保證沒有絲毫誤差產生而完全能符合理論的要求。因為有誤差存在，而有些誤差並不是固定不變，要隨客觀條件不同發生變化，這樣就使元件的特性產生失靈區域。設理論上 $y=f(x)$ 關係如圖 C-4 的曲線 I。當 $x=x_0$ 時，輸出量 $y=y_2$ 。但因為有誤差存在，設最大誤差的變換函數曲線為 II，則當 $x=x_0$ 時，輸出量 y 為 y_1 到 y_2 之間的任何量，視具體條件而定。如果下一個元件要求的最低參量為 y_1 ，能絕對保證得到輸出量 y_1 的輸入量已不是 x_0 ，而是 x_1 ，在 x_0 到 x_1 之間任何 x

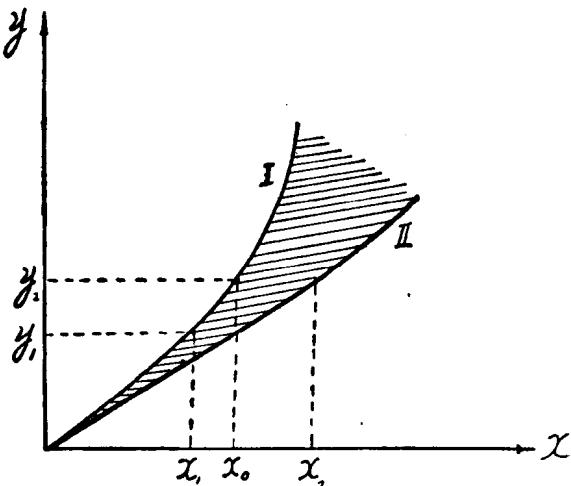


圖 C-4 積敏限度

值均不能保證得到準確的輸出值 y_2 。這個區間稱為積敏限度。同理要得到嚴格的小於 y_1 的輸出， x 應該等於 x_1 ， x_0 到 x_1 之間亦是積敏限度。現在可以給積敏限度一個定義，就是“輸入量 x 在某一區間變化，所引起輸出量 y 的變化恰恰等於誤差時， x 變化的區間就是積敏限度”。在 x_1 和 x_2 之間， $y_1 < y < y_2$ ， y 值隨誤差不同而變化，是一個 $y=y_1 \sim y_2$ 的不穩定區，稱為不積敏區。

(3) 慣性作用和動態誤差

輸出量的變化在時間上不能與輸入量變化相吻合的現象稱為慣性作用。用圖 C-5 作說明，圖中兩條曲線是以熱電偶測量溫度時，熱電偶所感受的溫度和媒質實際溫度的變化曲線。因為熱傳導有慣性，所以熱電偶的溫度變化永遠滯後於媒質溫度的變化，此作用稱為慣性作用。另外，輸出量 y 在動態過程中（例如 y_{max} ）與同樣輸入 x 值下的靜態值不同，二者之差稱為動態誤差。

現在用另外一個情況說明元件的慣性。設輸入量 x 作一個突變，即突然由零值增到

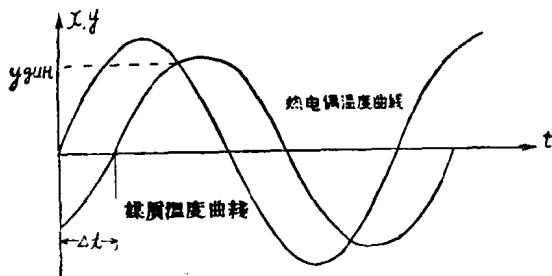


图 0—5

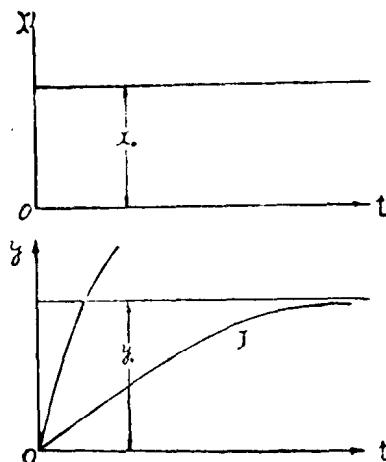


图 0—6

x_0 值。如不考慮靜態誤差， y 值應該比例的增到 y_0 值。因为系統中有慣性， y 值的增加并不是突变的，而是緩慢的变化如图中曲綫 I，或是依減幅振蕩的規律变化，如图中曲綫 II。无论那一种情况， y 值的变化总是滞后于 x ，这种情况亦叫作慣性作用。

任何元件均具有一定的慣性，不能完全避免。但自動控制系统要求動作快速，自動元件的慣性大大影响自动控制系统的反映速度，这样每一个元件的慣性作用亦是衡量这个元件質量的重要指标。

第一篇 敏感元件

第一章 机械量变换器

变换器的作用和定义已在緒論中介紹，它是将一种物理量轉換为另一种物理量的設備。两个物理量按一定的規律变化，有一定的大小比例关系。換句話說变换后的物理量應該在性質上和大小上能严格地代表被变换的物理量。

在自動控制和遙遠控制系統中，被变换的物理量或称为变换器的輸入量是任何形式的物理量，而变换后的物理量或称为变换器的输出量由于傳送的方便多为电量。本章要介紹的是以机械量作为輸入量，电量作为输出量的变换器，称为机械量变换器。常見的机械量有位移、应力、速度、加速度及流量等，常用的电量为电阻、电感、电容和电势。当非电量的机械量有变化时，通过变换器使输出的电量按同規律比例的变化。

以下为了叙述方便，根据輸入量的不同，分为位移变换器、应力变换器、速度和加速度变换器及流量变换器四种，但其中有些变换器对各种非电量來說是具有共性的。

§ 1—1 位 移 变 换 器

位移变换器的輸入量为机械部件的位移，输出量是电量，位移包括綫位移和角位移。由于所用的电量不同，位移变换器可以分为以下几种型式：

- 1) 利用电阻 R 的变化以反映位移变化的，称电阻式变换器；
- 2) 利用电感 L 的变化以反映位移变化的，称电感式变换器；
- 3) 利用互感 M 的变化以反映位移变化的，称互感式变换器；
- 4) 利用电容 C 的变化以反映位移变化的，称电容式变换器；
- 5) 利用电势 u 的变化以反映位移变化的，称电势式变换器。

此外繼电器亦可認為是一种位移变换器，当动触点位移到一定距离时，与靜触点接触，輸出參量就有一个突变。利用这种特性可以形成一种位移变换器，称机械式位移变换器，常常应用在自动檢查設备中。

1. 机械式位移变换器

机械式位移变换器的基本原理是借被測产品的尺寸誤差，轉变为某种机械另件的位移量，再利用此位移量以閉合或开断繼电器的接触点，送出一定的脉冲信号。它的基本組成部件为位移机构和电触点，由于构造和完成任务的不同，触点可以分为单极限的、双极限的和多极限的三种。

(1) 单极限的机械式变换器简单結構如图 1—1(a)，这种电触点只能量測一种尺寸。图示的结构是当尺寸大于标准尺寸时发出信号脉冲，如将触点移到下方，就变为当尺寸小于标准值时发出脉冲。

(2) 双极限的如图 1—1(b)，此种結構可以同时測量两种尺寸。

(3) 多极限的如图 1—1(c)，可以測量較多的尺寸等級，因而将产品加以分类。

图 (d) 是另外一种，因尺寸不同，短路电阻的不同部分使输出电压改变，亦可以达到

分类目的。

实用上为了增加动作的灵敏度，常常采用杠杆机构傳動，以使触点位移比衔铁位移增大一些。变换器输出的灵敏度决定于间隙 δ ，而间隙大小决定于电压。变换器的可靠性和稳定性及准确度决定于触点形状、材料和压力，这一点在第六章中介绍。这种变换器常用的触点材料为鎢、鉬和鎢—鉬—鎔合金，如用在直流电路，阴极和阳极应该用不同金属，例如阳极用鉬—鎔合金，阴极用鎢或鉬制成。

被控电路的功率不能超过 100~150 毫瓦，以免发生火花，因此这种变换器的触点电路上，以连接小功率设备为宜。如功率超过 100~150 毫瓦，例如分拣机，可以将变换器

的触头接到电子管栅极电路中，而将分拣机接到阳极电路中。

2. 电阻式位移变换器

利用位移变化，通过机械结构使电阻器的电阻值改变，因而引起输出电压或电流的变化，是这种变换器的工作原理。下面介绍变阻器式和电解式两种电阻式变换器，其中以前者应用较广。

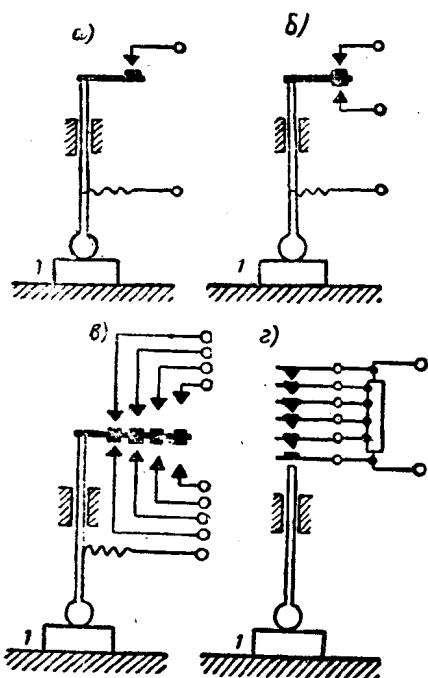


图 1-1 机械变换器型式

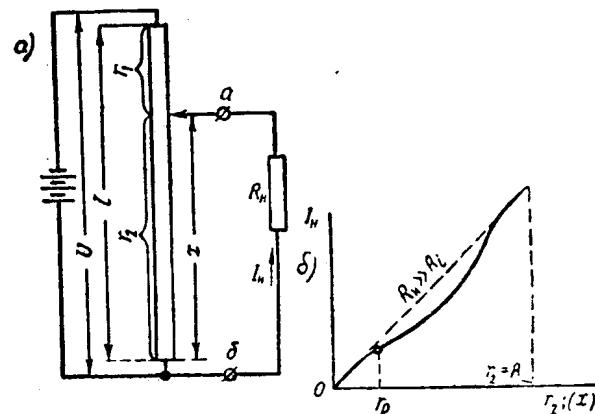


图 1-2 变阻器式变换器

(1) 变阻器式变换器

这种变换器的简单结构和工作原理可以用图 1-2(a) 来说明，它的主要部件是一个变阻器，当由于机械位移作用使变阻器上滑臂移动时， x 改变，因而 r_2 有变化，间接使输出电压 U_{ab} 或电流 I_u 变化，其关系为：

$$U_{ab} = f(x),$$

或

$$I_u = f(x). \quad (1-1)$$

这样变换器的特性和继电器不同，它不是突变的，而是在位移 x 由零值增加到最大极限值的变化过程中输出量是逐渐变化的，因而它是连续的变化。

变阻器式变换器的线路联接方法如图 1-3 中的 a~g，上面 (1-1) 式说明输出量和位移 x 成正比，只有当输出端没有接上负载时才正确，当接上负载 R_2 后，特性就有所变化，现在用图 1-3 加以说明。图 1-3(a) 中加上负载后，其电流 I_u 为

$$I_n = \frac{U}{R_1 + R_2} = f_1(R_1) = f_2(x). \quad (1-2)$$

由上式看，电流与位移 x 的关系不是直线关系，而近似一个双曲线关系，这样接法在实用上没有价值。图 6 与 a 不同，设负载电阻为 R_n （在图中是一个伏特计的内阻），按等效发电机原理可以求出 R_n 处电流 I_n 为：

$$I_n = \frac{U_{ab}}{R_n + R_i}. \quad (1-3)$$

式中 R_i 为 a b 处等效电阻，

$$R_i = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2}.$$

U_{ab} 为 a b 开路时的电压，

$$U_{ab} = \frac{UR}{R_1 + R_2}.$$

将 U_{ab} 值代入 (1-3) 式可得：

$$I_n = \frac{U}{(R_1 + R_2)(R_n + R_i)} R_1. \quad (1-4)$$

式中 $(R_1 + R_2)$ 为常数；如 $(R_n + R_i)$ 亦是常数，则 I_n 就和 R_1 成正比，和 x 也成正比，其特性是一个线性特性。事实上 R_i 要随 x 的改变而变化，因此当 x 变化时， I_n 要随 R_1 及 R_i 变化，它们的关系不是直线关系，如图 1-2 (6) 所示实线关系，是非线性的。但如 $R_n \gg R_i$ ，则上式可以简化为：

$$\begin{aligned} I_n &= \frac{U}{(R_1 + R_2)R_n} R_1 \\ &= f_1(R_1) \\ &= f_2(x). \end{aligned} \quad (1-5)$$

就变为线性关系，如图 1-2 (6) 中虚线所示，这也只是一个理想情况，实际应用上常常 R_i 不能忽略，这样就产生非线性误差。

设以 K 代表变阻器单位长度的电阻值，可以写出下列方程：

$$\left. \begin{aligned} R_1 + R_2 &= R = Kl; \\ R_1 &= Kx; \\ R_2 &= K(l - x). \end{aligned} \right\} \quad (1-6)$$

式中 l 为全部电阻 R 的长度。

将 (1-6) 式代入 (1-4) 式可得：

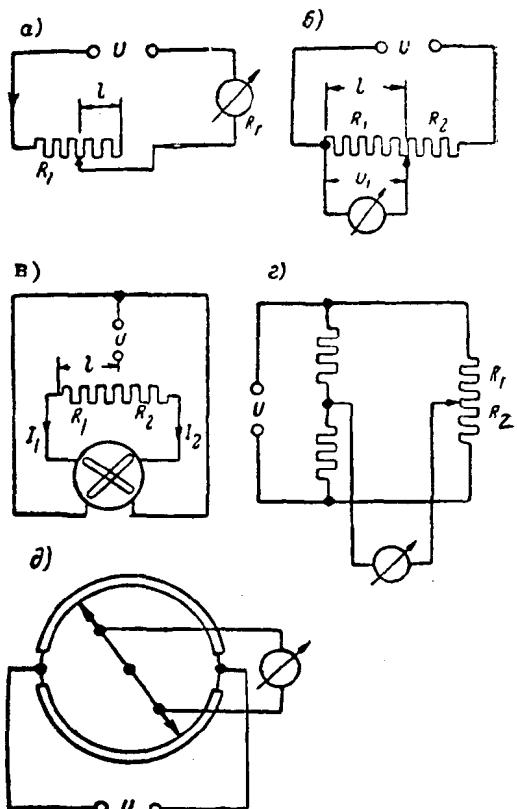


图 1-3 变阻器式变换器原理图

$$\begin{aligned}
 I_n &= \frac{U R_1}{R(R_n + \frac{R_1 R_2}{R})} \\
 &= \frac{U R_1}{Kl \left[R_n + \frac{K^2(l-x)v}{Kl} \right]} \\
 &= \frac{U_1}{R_n} \cdot \frac{x}{l} \cdot \frac{1}{1 - \frac{x}{l} \left(1 - \frac{x}{l} \right) \frac{R}{R_n}}
 \end{aligned} \tag{1-7}$$

当特性是线性，亦即当 $R_n \gg R_i$ 时的电流以 I_{no} 表示，则：

$$\begin{aligned}
 I_{no} &= \frac{UR_1}{R R_n} \\
 &= \frac{UKx}{Kl \cdot R_n} \\
 &= \frac{U}{R_n} \times \frac{x}{l}.
 \end{aligned} \tag{1-8}$$

两情况相比较，可得电流差值为：

$$\begin{aligned}
 \Delta I_n &= I_{no} - I_n \\
 &= \frac{U}{R_n} \times \frac{x}{l} \times \left[\frac{\frac{x}{l} \left(1 - \frac{x}{l} \right) \frac{R}{R_n}}{1 + \frac{x}{l} \left(1 - \frac{x}{l} \right) \frac{R}{R_n}} \right].
 \end{aligned} \tag{1-9}$$

设 x 最大达 $\frac{l}{2}$ ，则不难求出最大误差相对值为：

$$\left(\frac{\Delta I_n}{I_{no}} \right)_{max} = \frac{1}{1 + 4 \frac{R_n}{R}}. \tag{1-10}$$

由式可见，负载电阻越大，误差可以越小。

图 1-3(b) 所示是一种利用流比计作为测量器的电路，因为流比计指针的偏转角度 α 与两电流 I_1 和 I_2 之比成正比，也就是位移 x 的函数，如下式所示：

$$\alpha = f_1 \left(\frac{I_1}{I_2} \right) = f_2 \left(\frac{R_1}{R_2} \right) = f_3(x). \tag{1-11}$$

用上式与 (1-5) 式比较，显示这样接法的一个优点，就是不受电源电压波动的影响。有时将变阻器的电阻接成桥式，如图 (r) 及 (d)。这两种接法都有方向性，即输出电压有正有负，在自动控制系统中常被利用，它们的特性如图 1-4。

(2) 变阻器的计算

变阻器的结构形式如图 1-5，在一个绝缘支架 A 上缠以电阻线，绝缘支架用陶瓷、塑料等绝缘或外附绝缘层的金属制成，后者散热性能较好，可允许较大的负载。支架形状有环状、柱状和盘状。导线一般可用锰铜、康铜、镍铬合金或铂、金、银、钛等合金。选择导体和支架材料时要注意，应该选热膨胀系数相近的导体和支架材料，不然在温度变化

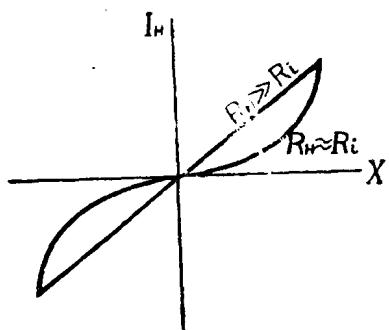


图 1-4 变阻器式变换器特性

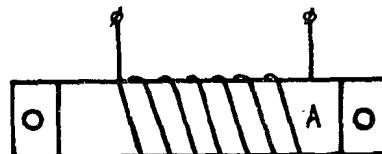


图 1-5 变阻器结构

时可能伤及导体。在缠绕导线时，对导线所施拉力亦应事先加以计算，以在最高或最低温度下，导线不致松散或涨断为度。

1) 导线计算

设 R 为给定的变阻器电阻值（欧姆）， $R = \rho \frac{l_p w}{S}$.

ρ 为电阻系数（欧姆·毫米²/米）

l_p 为每匝平均长度（米/匝），

S 为导线面积（平方毫米）， $S = \frac{\pi d^2}{4}$ ， d 为导线直径（毫米），

w 为匝数， $w = \frac{l}{fd}$

l 为绕组总长度（毫米），

$f = \frac{d_1}{d} =$ 占空系数，一般可取为(1.05~1.1)，

d_1 为导线外径，即加绝缘层后导线直径（毫米）。

$$R = \frac{4 \rho l_p}{\pi d^2} \cdot \frac{l}{fd};$$

故得导线直径为：

$$d = \sqrt[3]{\frac{4 \rho l_p l}{\pi f R}}. \quad (1-12)$$

各部尺寸见图 1-6。

2) 按允许温升校验直径

导线的抗张强度公式如下：

$$P = E S (\alpha_k - \alpha_{np}) (\theta_1 - \theta_2).$$

(1-13)

式中 E 为导线材料的弹性模数，公斤/厘米²，

α_k 及 α_{np} 为支架及导线的线膨胀系数，

θ_1 为在周围介质温度最高时，支架发热温度的上限，

θ_2 为由周围介质温度最低值所决定的支架温度的下限。

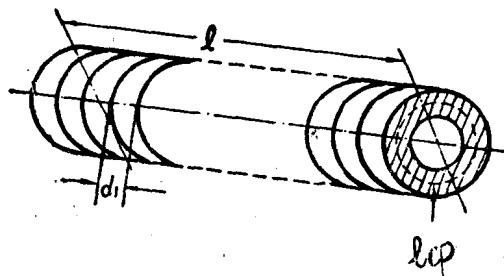


图 1-6 变阻器尺寸

导线的抗张应力 p 为:

$$p = \frac{P}{S} = E(\alpha_k - \alpha_n p)(\theta_1 - \theta_2).$$

要求抗张应力 p 应 < 导线的弹性限度 σ_y ,

故: $\sigma_y > E(\alpha_k - \alpha_n p)(\theta_1 - \theta_2).$

根据导线的机械强度所决定的最大温升为:

$$\theta_1 \leq \frac{\sigma_y}{E(\alpha_k - \alpha_n p)} + \theta_2. \quad (1-14)$$

设 θ_{OM} 代表周围介质的最高温度, 因为由于机械强度限制允许导线的温度为 θ_1 , 所以导线的最大温升为:

$$\Delta\theta = \theta_1 - \theta_{OM}.$$

在允许的温升下每匝导线发散的热量 H 为:

$$H = \mu S \Delta\theta. \quad (1-15)$$

式中 μ 为导线发散热系数, 单位为 (瓦/厘米²·°C), 对空气中的绕组而言, 可认为 $\mu = (1 \sim 1.4) \times 10^{-3}$ 瓦/厘米², 此值随温度略有变化, 可近似地认为 $\mu = 0.24 [1.2 + 0.003(\theta_1 - 35)] \times 10^{-3}$ (瓦/厘米²·°C)。

S 为导线表面积 (平方厘米), $S = K \pi d l_{cp}$, 式中 K 是一个系数, 是因为导线表面有一部分不与空气接触, 因而减少有效散热面积所加的系数, 一般取 $K = 1 \sim \frac{1}{2}$, 视具体结构而定。

因此: $H = \mu K \pi d l_{cp} \Delta\theta. \quad (1-16)$

在允许温升限制下, 设允许通过的最大电流为 I , 此电流在每匝导体中产生的热量为:

$$H' = 0.24 I^2 R$$

$$= 0.24 I^2 \frac{\rho l_{cp}}{\pi d^2 / 4} \quad (1-17)$$

为了使导线不致发热过度, 应该维持 $H' < H$ 这一条件, 即:

$$\frac{0.24 I^2 \rho l_{cp}}{\pi d^2 / 4} < \mu K \pi d l_{cp} \Delta\theta;$$

$$I < \sqrt{\frac{\mu K \pi^2 d^3}{0.96 \rho} \Delta\theta} = I_{son}. \quad (1-18)$$

用 (1-12) 式求出导线直径后, 应该用 (1-18) 式计算允许电流 I_{son} , 用 I_{son} 值校验实际电流对选定的导线是否适合。

3) 计算绕制时导线应具有的张力

设绕制时周围介质温度为 θ_0 , 为避免最低温度时导线的松弛, 所加的预应力为:

$$P = pS = ES(\alpha_k - \alpha_n p)(\theta_0 - \theta_2). \quad (1-19)$$