

船舶小丛书

船舶电力驅动

費以法編著

人民交通出版社

电力驱动主要由三个环节所構成的机械装置：电动机、控制设备和传动裝置。本書討論有关船舶电力驅動的基本問題。着重論述如何繪制电动机的机械特性；分析电动机的各种启动、調速、制动和改向法；介紹电力驅動的各种控制线路和有关控制设备。

本書对船舶輔助电动机的功率选择，簡略說明計算原則和进行步骤，使有一般概念。

本書可供造船厂电气技工和技术員作为参考資料，也可供中等技术学校学生攻讀电力驅動时的参考書。

## 船舶电力驅動

費以法編著

人民交通出版社出版

(北京安定門外和平里)

北京市書刊出版業營業許可證出字第〇〇六号

新华书店发行

公私合营慈成印刷工厂印刷

\*

1958年7月北京第一版 1958年7月北京第一次印刷

开本：787×1092毫米 印張：2本版

全書：67,000字 印數：1—850 冊

统一書號：15044·6132

定价（9）：0.26元

# 目 录

## 一、概 述

### 二、船舶电动机

§ 1 电动机的主要特性.....	2
§ 2 直流并激电动机的机械特性和运用.....	4
§ 3 直流串激电动机的机械特性和运用.....	11
§ 4 直流复激电动机的机械特性和运用.....	14
§ 5 交流电动机的机械特性和运用.....	15
§ 6 船舶电动机的特殊要求.....	20
§ 7 船舶电动机的选择.....	21
§ 8 电动机的控制设备.....	25
§ 9 电动机的保护设备.....	31

### 三、船舶辅机电动机的选择和控制

§ 10 驱动的基本概念.....	32
§ 11 舵机电动机的选择.....	34
§ 12 舵机电动机的控制线路.....	38
§ 13 锚机电动机的选择.....	43
§ 14 锚机电动机的控制线路.....	52
§ 15 起重机电动机的选择.....	56
§ 16 起重机电动机的控制线路.....	63
§ 17 空、鼓风机和压缩机电动机的选择.....	66
§ 18 空、鼓风机和压缩机电动机的控制线路.....	66
§ 19 船舶电磁控制装置.....	67

### 四、船舶电气设备的安全操作

§ 20 安全技术规范.....	68
§ 21 安全操作规则.....	69
§ 22 电机的维护和检修.....	70

## 一、概 述

**电力驱动的概念** 过去船舶辅机常用蒸汽动力来驱动，直到本世纪中，由于电机制造的成本降低，质量提高，便于控制，而且重量亦较蒸汽设备大为减轻，因此电力驱动在现代化船舶上得到广泛地应用。

电力驱动是由三个主要环节所构成：1)电动机，2)保护和控制设备，3)电动机和工作机之间的传动设备。在个别情况下，后面两个环节的结构可能很简单。

对于船舶电力驱动的装置，要求非常严格，务必灵活、准确、迅速、可靠，以期保证船舶航行的安全。

**船舶电力驱动的发展及其优越性** 电力驱动的优越性，大体上可归纳成下列几方面：

- 1)电能传送方便、简单，不像热能需要复杂和巨大的输送管路；
- 2)随时可以工作，启动迅速，制动容易，便于倒车；
- 3)可以平滑或分段地调速，操纵迅速；
- 4)工作安全可靠和整洁；
- 5)机械结构简单轻便；
- 6)能实现远程控制和自动控制；
- 7)经济。

近代船舶电力驱动的发展方向是自动控制，使用交流电，并尽可能减小设备的体重。

## 二、船 舶 电 动 机

### § 1 电动机的主要特性

电动机的额定工作状态是指在这工作条件下，电机能保证安全运转。额定工作状态决定于下列的各电气和机械量值：

- 1) 頂定功率  $P_H$ —表示电动机軸上輸出的有用功率，單位为“瓦”或“瓩”；  
 2) 頂定电压  $U_H$ —頂定工作时电动机的端电压，單位为“伏”；  
 3) 頂定电流  $I_H$ —頂定工作时电动机的輸入电流，單位为“安”；  
 4) 頂定功率因数  $\cos\phi_H$ —頂定工作时 功率对电压和电流乘积的比值；

5) 頂定效率—頂定工作时輸出功率对輸入功率的比值：

$$\text{直流电机: } \eta_H = P_H / U_H \cdot I_H \quad (1)$$

$$\text{三相交流电机: } \eta_H = P_H / \sqrt{3} U_H I_H \cos\phi_H \quad (2)$$

6) 頂定轉速  $n_H$ —頂定工作时电动机每分鐘的轉數；

7) 頂定轉矩  $M_H$ —对应于頂定功率和頂定轉速下，电动机产生的旋轉力矩，單位为“公斤公尺”，

$$M_H = 975 P_H / n_H \quad (3)$$

式中：  $P_H$  的單位为瓩。

上列各額定值都注明于电动机的名牌中。

表示某兩個变量之間的相互关系，叫做电动机的工作特性。最主要的是轉速和轉矩之間的关系，即  $n=f(M)$ ，叫做机械特性。

在稳定运转时，电动机的轉速和轉矩是恒定的，但在启动和制动的过渡状态中，轉速和轉矩随时间而变值。为符合驅动的技术要求，电动机必須具有适当的机械特性。

根据机械特性的不同，电动机可分为三大类型（見图 1）：

1) 絶對硬特性—負載轉矩变动时，轉速不变，例如同步电动机；

2) 硬特性—負載轉矩变动时，轉速微有变动，例如直流并激电动机和交流異步电动机；

3) 軟特性—負載轉矩变动时，轉速变动很大，例如直流串激电动机。

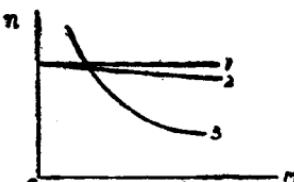


圖1 电动机机械特性： 1 - 絶對硬特性； 2 - 硬特性； 3 - 軟特性

机械特性有自然和人造的区别。自然机械特性表示电动机在正常运

轉时的 $n=f(M)$ 。所謂正常運轉，是指自變電氣參數都屬額定值；例如并激電動機的自然特性，應在額定電壓和電樞電路中沒有附加電阻時電動機的轉速和轉矩關係；異步電動機則在額定電壓和額定頻率下，以及轉子中沒有附加電阻時的轉速和轉矩關係。

如果電壓不是額定值，或電樞電路中有附加電阻，這時的 $n=f(M)$ 關係，叫做人造機械特性。

電動機作穩定運轉時，產生的旋轉力矩 $M$ ，根據力學定律，一定確好等於軸上受到的阻力矩 $M_c$ 。阻力矩也叫負載力矩，就是被驅動機械給電動機的反向旋轉力矩。

如果 $M_c > M$ ，電動機轉速將減低，隨著 $n$ 降低，電樞中的應電勢 $E$ 也就減小，電樞電流就增大，和電樞電流成正比的轉矩 $M$ 隨着增大，當 $M$ 增大到重新等於阻力矩時，轉速就不再降低，電動機再度在這新的轉速下穩定運轉。

反之，如果 $M_c < M$ ，轉速將增大，應電勢 $E$ 增大，電樞電流減小， $M$ 也就減少，直到重新等於 $M_c$ 時，電動機又穩定運轉。

顯然，電動機由降低轉速而增大轉矩是有一定限度的。每只電動機有它的某一大轉矩，如果電動機軸上受到的阻力矩，超過此最大轉矩，電機就得停轉或不能啟動。

## § 2 直流并激電動機的機械特性和運用

(1) 機械特性 并激電動機的機械特性是一條直線(圖26)。

并激電動機的接線圖如圖2a所示。

在電工學中，已知電動機產生的旋轉力矩為，

$$M = C_M \Phi I_R, \text{ 公斤公尺} \quad (4)$$

式中： $I_R$  = 電樞電流，安；

$\Phi$  = 每極磁通，高；

$C_M = PN \cdot 10^{-8} / 9.81 \cdot 2\pi a$  —— 力矩常數；

$P$  = 极對數；

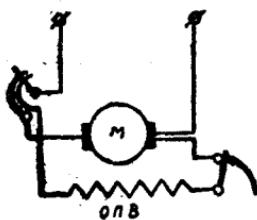


圖2a 並激電動機接線圖

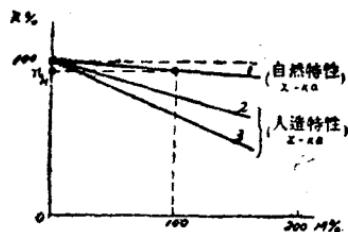


圖2b 並激電動機的機械特性

$N$ =電樞繞組中有效導體數;

$a$ =電樞繞組的并聯支路對數。

當電樞旋轉時，電樞繞組中產生的應電勢為，

$$E = C_e \phi n, \text{ 伏} \quad (5)$$

式中： $C_e = PN \cdot 10^{-8} / 60a$ ——應電勢常數。

在電動機中，此應電勢和電樞電流  $I_R$  的方向相反，根據電勢平衡律得，

$$U - E = I_R R_R, \text{ 或 } I_R = U - E / R_R, \text{ 安} \quad (6)$$

式中： $R_R$ =電樞電阻，歐。

將(4)和(5)式得出的  $I_R$  和  $E$  值代入(6)式中，可得，

$$\begin{aligned} n &= \frac{U}{C_e \phi} - \frac{R_R}{C_e \phi} I_R = \frac{U}{C_e \phi} - \frac{R_R}{C_e C_M \phi^2} M \\ &= \frac{U}{C_e \phi} - \frac{R_R}{C \phi^2} M \end{aligned} \quad (7)$$

式中： $C = C_e C_M = \text{常數}$ 。

式(7)表示並激電動機自然特性的方程式， $n = f(I_R)$ ，或  $n = f(M)$ 。在有換向極的電機中，當正常運轉時，可認為  $\phi$  和  $R_R$  都不變，就是說，忽略電樞反應對  $\phi$  的影響和溫度對  $R_R$  的影響時不致引起很大誤差，所以

公式(7)代表一条直线，见图26中的直线1。

在式(7)中， $R_A/C\phi^2$ 表示直线的斜率，叫做软性系数； $M = C_M \phi U / R_A$  =  $M_K$ 是直线和横轴的交点，表示 $n=0$ 时的力矩，叫做堵住力矩；注意此时电枢电流 $I_A$ 达最大值； $n = U/C_e \phi = n_0$ 是直线和纵轴的交点，表示 $M=0$ 时，或 $I_A=0$ 时的转速，叫做临界转速；注意这是一个理想的空载转速，实际上，电动机空载时还需要克服轴上的摩擦和风阻等损耗力矩， $I_A$ 和 $M$ 并不等于零； $MR_A/C\phi^2$ 是电动机在某一力矩 $M$ 和某一电枢电阻 $R_A$ 时的转速降。

如果电枢电路中具有附加电阻 $R'_A$ ，则公式(7)变成，

$$n = U/C_e \phi + \frac{R_A + R'_A}{C\phi^2} M \quad (8)$$

上式表示并激电动机的人造机械特性。 $R'_A$ 值愈大，直线的斜率愈大，即机械特性变得愈软，见图26中直线2和3。

电动机的自然机械特性，决定于临界转速和堵住力矩。这两个量值可根据名牌上的额定值 $U_H$ 、 $I_{AH}$ 、 $M_H$ 和 $\eta_H$ 求出。

a) 计算 $n_0$ 值：

$$\text{因 } E_H = U_H - I_{AH} R_A = C_e n_H \phi_H \quad (9)$$

$$\text{理想空载时 } E_0 = U_H = C_e n_0 \phi_0 \quad (10)$$

将(10)式除以(9)式，得，

$$n_0 = \frac{U_H}{U_H - I_{AH} R_A} \cdot \frac{\phi_H}{\phi_0} \cdot n_H \quad (11)$$

如果忽略电枢反应的影响，可假定 $\phi_0 = \phi_H$ ，公式(11)简化为，

$$n_0 = \frac{U_H n_H}{U_H - I_{AH} R_A} \quad (12)$$

式(12)中右边各量值除 $R_A$ 外，都可从电动机名牌中直接读出， $R_A$ 值应该用测量法测定，但也可近似地计算出来。

假设电动机的电枢铜损耗等于全部损耗的一半，那么，

$$\begin{aligned} I_{AH}^2 R_A &= 0.5 (1 - \eta_H) U_H I_{AH}, \\ \text{或 } R_A &= 0.5 (1 - \eta_H) U_H / I_{AH} \end{aligned} \quad (13)$$

式中:  $\eta_H$  = 电动机额定负载下的效率, 可从名牌上查出。

### 6) 计算 $M_K$ 值:

因

$$C_0 \phi = U_H - I_{RH} R_R / n_H$$

$$C_0 = PN \cdot 10^{-8} / 60a; C_M = PN \cdot 10^{-8} / 9.81 \cdot 2\pi a$$

所以

$$C_0 / C_M = 2\pi \cdot 9.81 / 60 = 1.03; C_M \phi = C_0 \phi / 1.03$$

$$M_K = C_M \phi U_H / R_R = (U_H - I_{RH} R_R) U_H / 1.03 n_H \quad (14)$$

决定  $n_0$  和  $M_K$  后, 联接这两点所得的直线, 就代表电动机的自然机械特性。

(2) 启动 由于电枢电流  $I_R = U_H - E / R_R = U_H - C_0 \phi n / R_R$ , 在启动瞬间, 电机尚未转动,  $n=0$ ,  $I_R = U_H / R_R$ ; 又因电枢电阻  $R_R$  一般都很小, 如果电动机直接加上额定电压  $U_H$  启动时, 电流  $I_R$  就很大。

巨大的启动电流, 在电气和机械方面都有害处。例如电动机绕组的绝缘可能因过热而损坏; 巨大的冲击电流引起电压振荡, 影响附近负载; 巨大的旋转力矩使驱动机械摇摆等等。

启动电流一般规定不得大于  $1.5 \sim 2.5$  倍额定电流。

启动方法有两种:

a) 增大电枢电阻—在电枢电路中串联一只启动变阻器, 用以限制电流。由于启动变阻器中将有很大的电能损耗, 很不经济, 是此法的主要缺点, 但操作简单, 仍广泛地采用。

并激电动机在启动期间的物理过程, 可用图 3 来解释。

图中  $M_{\max}$  表示相应于最大启动电流时电动机的转矩,  $M_{\min}$  表示在启动期间电动机的最小转矩, 这转矩应大于电机轴上受到的阻力矩  $M_C$ 。

启动时, 启动变阻器的全部电阻  $R_1$  接入电枢电路,  $R_1$  的量值可由下式决定,

$$R_1 = U / I_{\max} - R_R$$

因  $M_{\max} > M_C$ , 电动机按人造特性 1 加速启动。当转速由零增大,

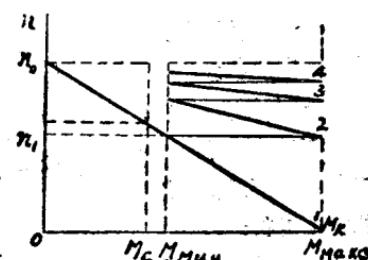


图 3 并激电动机的启动过程

应电势 $E$ 随之增大,  $I_A$ 减小, 转矩 $M$ 也相应地减小。当 $n$ 增大到 $n_1$ 时, 如果相应的应电势和转矩分别为 $E_1$ 和 $M_{\text{MIN}}$ , 割出变阻器第一段电阻, 使 $R_1$ 改为 $R_2$ , 并使:

$$R_2 = U - E_1 / I_{\text{max}} - R_A$$

这时电动机过渡到人造特性2上工作, 并按此特性加速, 直到转矩 $M$ 再度减小到 $M_{\text{MIN}}$ 时, 割去变阻器第二段电阻, 电动机过渡到特性3上工作。用同样的方法进行下去, 当电机达到或接近额定转速时, 割出全部启动变阻器, 电动机最后按自然特性运转。

6) 改变端电压—利用专用发电机来供给电动机以低电压, 减小启动电流。此法比较复杂昂贵。

(3) 调速 按并激电动机的机械特性方程式,

$$n = U / C_e \Phi - R'_A + R'_M / C \Phi^2 \cdot M$$

显然, 在 $M = \text{恒值}$ 时, 变更端电压 $U$ , 电枢附加电阻 $R'_A$ 或磁通 $\Phi$ , 都可调节电动机的转速。

a) 调节端电压—此法是采用发电机—电动机体制来供给电动机以可变的端电压, 并激磁场绕组的端电压则应维持不变。发电机—电动机体制的型式很多, 现举一例来说明。

图4中各符号的意义如下:

$M$ —拖动发电机用的并激电动机;

$r$ —他激发电机;

$AM$ —被调速的电动机, 即驱动机械用的执行电动机;

$PP$ —电动机 $M$ 用的启动变阻器;

$PB$ —发电机 $r$ 用的激磁变阻器;

$OPIB_M$ —电动机 $M$ 的并激绕组;

$OPIB_r$ —发电机 $r$ 的他激绕组;

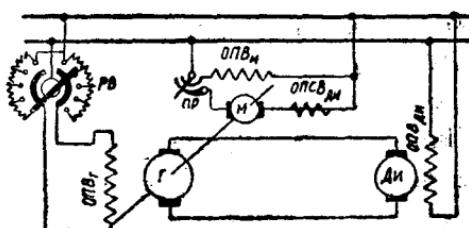


图4 发动机—电动机体制

*ОПВ<sub>ДИ</sub>*—电动机*ДИ*的并激繞組;

*ОПСВ<sub>ДИ</sub>*—*ДИ*的串激繞組。

执行电动机的并激繞組直接接到直流供电线上，激磁电压不变。

调节变阻器*PB*，变更发电机的激磁电流，从而变更电机的端电压。电压增大，执行电动机轉速加快，反之則变慢。

此法的优点有：調速平滑；机械特性的軟性系数在調速中不变；变阻器*PB*中的能量損耗很小。缺点是設设备复杂；价格昂贵；組合机械中增多附加損耗。

6) 調節附加电阻*R<sub>я</sub>'*—变更串联在电枢电路中的調速变阻器*R<sub>я</sub>'*值可变更电动机的轉速。

此法的优点是結構簡單，調节便利。缺点是变阻器中能量損耗大；調速中机械特性斜率增大，工作不稳定；調速变阻器笨重昂贵；調速不平滑。

起重机械要求軟机械特性，常用此法調速，但調速范围不大，一般为2:1。

6) 調節磁通 $\Phi$ —調节电动机激磁电路中的变阻器，变更激磁电流，从而变更磁通 $\Phi$ 和电机的轉速。

此法的优点是变阻器中能量損耗小；激磁变阻器輕便价廉；調速比較平滑；能在輸出功率不变下調速。缺点是只能增大轉速；在低速时电动机的額定容量不能利用；高速时则过载能力减小，換向情况恶化，电刷容易发生火花。

注意！应用此調速法时，电动机必須特制的，名牌上要規定出最小和最大轉速值，普通电动机不允许超过120%額定轉速，否则机械方面有危險。

(4) 制动 电气制动是电动机本身产生反向轉矩，使轉速迅速減低。并激电动机可用三种电气制动法：

a) 电动力制动—將电枢脱离电源后，短接于制动电阻*R<sub>M</sub>*，同时激磁繞組仍維持通电。

此时电枢电流由应电势*E*产生，其值为，

$$I_{я} = \frac{U - E}{R_{я} + R_M} = \frac{0 - E}{R_{я} + R_M} = -\frac{E}{R_{я} + R_M}, \text{ 安 (15)}$$

式中， $I_R$  = 負值表示电机原向旋轉时，电枢电流已反向，产生的轉矩亦反向，变为制动力矩。

开始制动时，电枢轉速最大，应电势 $E$ 最大， $I_R$ 最大，和 $I_R$ 成正比的制动力矩，

$$M_T = C_M \phi I_R = C_M \phi E / R_R + R_M = C_M C_E \phi^2 n / R_R + R_M \quad (16)$$

也最大。

制动力矩愈大，降速愈快。当轉速很小时，制动电阻可全部割出，电枢接成短路。

选用 $R_M$ 时，一方面应考慮制动时间的長短，另外要使 $I_R$ 值不可过大以致燒坏电枢繞組。

此法缺点是制动时间較長。起重机下吊貨物时可利用此法获得額定下降速率。

6) 反饋電能制動—利用被驅動机械的动能来轉动电动机，使后者变成发电机工作，反饋电能到供电線路中去，因此最为經濟。显然这时应电势 $E$ 必須大于电枢端电压 $U$ ，电枢电流 $I_R$ 才反向。增大磁通或轉速可增大制动力矩。反饋法不能使电动机停轉，因 $n=0$ 时， $E$ 也将为零。

6) 反接制動—此法又叫反电流制動。調換电枢繞組和激磁繞組間聯接，使主磁場反向（見图 5），力矩反向，当电枢未反向旋轉前，应电势将反向，电枢电流为：

$$I_R = U + E / R_R$$

就非常大。要限制 $I_R$ 值，电枢中必須串联附加电阻。因制动力矩正比于 $I_R$ ，附加电阻愈小，制動就愈快。

反接制動应用于紧急时期，即要求快速制動の場合。起重机吊下重物时，也可用此法达到恒速下降，但須注意，当电机一停轉，应立即切断电源，否则电机將反轉。用手控制时，要有熟練技巧，避免在激磁繞組換接瞬间，产生巨大的冲击电流，造成危險。

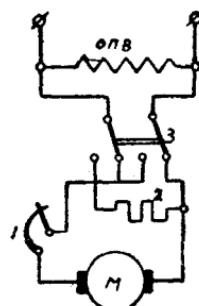


圖 5 反接制動線路圖：  
1 - 啓動電阻； 2 - 阻加電  
阻； 3 - 轉換開關；  
ОПВ — 一并激磁組

(5) 改变轉向 改变并激电动机的轉向，只要改变激磁电流或电枢电流的方向。但前一法有下列缺点，一般不采用：

- a) 改变激磁使磁极反向磁化，增加操作时间。
- b) 改变激磁前，应先切断电源，增加设备复杂性。
- c) 激磁繞組在断路时可产生很大自感电势，有击穿绝缘危险。

(6) 应用范围 由于并激电动机具有硬机械特性、調速和制 动容 易，船舶水泵 鼓风机、交流机等都用它作驅动。

### § 3 直流串激电动机的机械特性和运用

(1) 机械特性 串激电动机具有軟机械特性。接綫图見图6a。

$$\text{串激机在磁极未饱和时} \quad \phi = C' I_R \quad (17)$$

$$\text{或} \quad M = C_M \phi I_R = C_M C' I_R^2 = C' I_R^2, \text{ 公斤公尺} \quad (18)$$

式中  $C'$ 、 $C' = \text{常数}$ 。

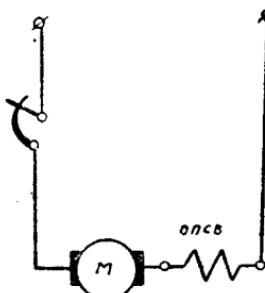


圖6a 串激电动机接綫圖

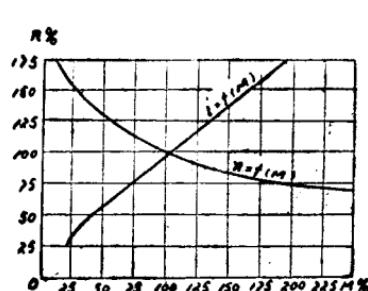


圖6b 串激电动机的机械特性

和并激机相似，可导出串激电动机的自然机械特性为，

$$n = \frac{U}{C_0 \phi} - \frac{R_R + R_B}{C_0 \phi} I_R \quad (19)$$

$$\text{或} \quad n = \frac{U}{C_0 \phi} - \frac{R_R + R_B}{C_0 \phi^2} M \quad (20)$$

式中  $R_B = \text{串激繞組的电阻}$ 。

同样，串激电动机的人造机械特性为，

$$n = \frac{U}{C_0 \phi} - \frac{R_A + R'_A + R_B}{C_0 \phi} I_A \quad (21)$$

或  $n = \frac{U}{C_0 \phi} - \frac{R_A + R'_A + R_B}{C_0^2} M \quad (22)$

式中  $R'_A$  = 电枢电路中的附加电阻。

事实上，串激机都在磁饱和状态下运转，上面公式只能作理论分析用，实际计算中，应根据产品目录中数据来绘制自然特性。有了自然特性，并知各绕组的电阻后，就可作出不同附加电阻下的人造特性。

例如苏联“吉纳莫”工厂出品的KPA型串激电动机就具有万用特性的资料。所谓万用特性是用转速或转矩对额定转速或转矩的百分率或么标值作纵坐标，和电流对额定电流的百分率或么标值作横坐标绘制成的曲线。有了万用特性（如图7），并知某一电动机的额定值后，就可求出不同转矩时的不同转速，从而绘制  $n=f(M)$  曲线。

例：已知， $n_H=1000$  转/分钟；  
 $M_H=29.5$  公斤公尺；  
 根据万用特性，可得。

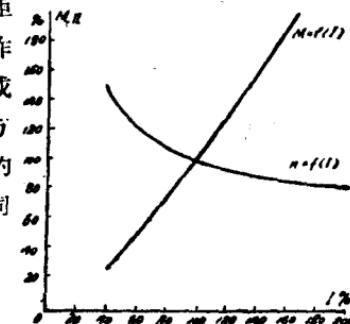


图7 串激电动机的万用特性

$$I=80\% I_H \text{ 时, } n=107.5\% n_H=1.075 \cdot 1000=1075 \text{ 转/分钟}$$

$$M=74.5\% M_H=0.745 \cdot 29.5=21.98 \text{ 公斤公尺}$$

同样求出其它电流值时的相应转速和转矩，因此就可绘出该电动机的  $n=f(M)$  曲线。

为分析便利起见，将(17)和(18)式的关系代入(19)和(20)式，得

$$n = \frac{U}{C_1 I_A} - \frac{R_A + R_B}{C_1} \quad (23)$$

和  $n = \frac{U}{C_2 \sqrt{M}} - \frac{R_A + R_B}{C_2} \quad (24)$

式中  $C_1$  和  $C_2$  = 常数。

可見當負載增大，即  $M$  或  $I_s$  增大時， $n$  降低很快；當  $I_s$  或  $M$  很小時， $n$  就非常大，造成飛轉，發生危險。因此串激電動機不准空載啟動和輕載運轉。串激機不允許用皮帶傳動。

由於串激電動機的轉矩和電樞電流平方成正比，啟動轉矩比並激機大得多。

(2) 啓動 和並激電動機一樣，啟動時，電樞電路中應串聯一只變阻器。變阻器應限止啟動電流不超過額定值的1.5~2.5倍。變阻器檔數愈多，啟動愈平滑而迅速。

(3) 調速 串激電動機也有三種調速法，即改變端电压、調節附加

電樞電阻和調節磁通，其步驟同並激機，不過調節激磁電流而变更磁通時，在串激機中，是將串激繞組并聯一分流器，如圖8中的  $R_{sh}$ 。 $R_{sh}$  愈小，激磁電流和磁通愈小，轉速增大。

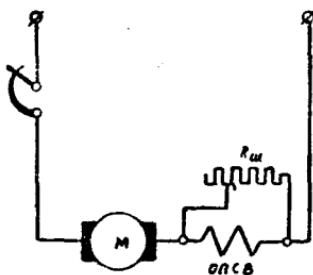


圖8 用調節激磁電流法調節串激電動機轉速

(4) 制動 串激電動機一般採用電力制動法。此法又可分為兩種型式：

a) 自激制動：將電樞脫離電源，經激磁繞組短接於一電阻，由剩磁產生應電勢，使環路中流通電流。如果這電流經激磁繞組時產生的磁通和剩磁同向，那麼應電勢將增大，電流和制動力矩隨之增大。為此，在制動過程中，當電動機未反轉前，激磁繞組或電樞繞組應改變接向（圖9）。

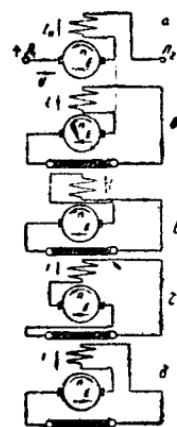


圖9 自激制動法：a-串激電動機正常運轉時情況，即開始制動前情況；b-激磁場反向，不能得到制動；c、d-改接電樞或激磁線圈，產生制動作用；e-轉向改變，產生制動作用

6. 他激制功—在制动期间，将串激机改为并激机，但须注意一点，由于串激绕组电阻很小，必须串联一较大电阻后才可接到电源上，否则电流将过大。

(5) 改变转向 和并激机一样，都采用改变电枢电流方向来完成。

(6) 应用范围 起锚机和起重机等可用串激电动机，它们需要较大的启动力矩和过载能力，并要求有柔软机械特性，而且空载时机械中的摩擦力矩已够防止电动机飞转。

## § 4 直流复激电动机的机械特性和运用

(1) 机械特性 复激电动机有两组激磁绕组，即并激和串激。如果两组绕组产生同向磁通，叫做增复激；产生反向磁通，叫差复激。

当负载增大时，增复激电动机的转速下降，差复激则上升，后者对驱动讲是不利的，很少采用，因此我们只讨论增复激机。

复激机的接线图见图10<sup>a</sup>，机械特性见图10<sup>b</sup>。

复激机的机械特性用下列公式表示，

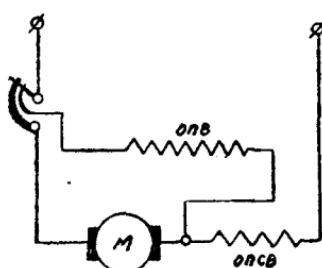


图10a 复激电动机接线图

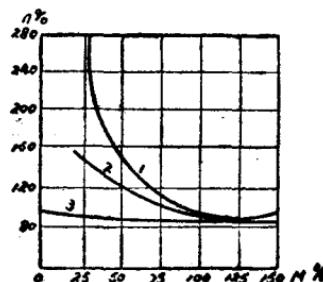


图10b 复激电动机的机械特性：

1 -串激机机械特性； 2 -复激机机械特性； 3 -并激机机械特性

$$n = \frac{U}{C_e \phi_1} - \frac{R_R + R'_R + R_S}{C_e \phi_1} I_R \quad (25)$$

$$n = \frac{U}{C_e \phi_1} - \frac{R_R + R + R'_R R_S}{C_e \phi_1^2} M \quad (26)$$

式中  $\phi_1$  = 兩組激磁繞組產生的合成磁通;

$R_B$  = 串激繞組的電阻。

當附加電阻  $R_A' = 0$  時，上式代表自然特性。實際繪制時可利用萬用特性。

由於有并激磁通存在，復激機空載時有一定的臨界轉速，不致飛轉，因此可以輕載啟動或運轉。

根據并激和串激磁勢比值不同，復激機的機械特性分別接近于并激或串激。一般較串激要硬些，較并激則軟些。

(2) 調速、制動 改變轉向 和并激機用的方法相同。

(3) 应用範圍 船舶水系、絞盤、絞車、舵機等常採用復激電動機來驅動。

## § 5 交流電動機的機械特性和運用

船舶電力驅動中使用的交流電動機主要是三相異步電動機。異步機的轉子轉速，以轉差率表示，

$$S = n_0 - n / n_0 \quad (27)$$

式中： $n_0$  = 旋轉磁場轉速，叫做同步轉速；

$n$  = 轉子轉速。

當  $S = 0$  時，轉子和旋轉磁場間無相對轉速，轉子中不產生應電勢，轉子電流和旋轉力矩都為零。轉子制動時，則  $S = 1$ 。

同步轉速  $n_0$  用下式決定，

$$n_0 = 60f/p \quad (28)$$

式中： $f$  = 定子電流的頻率；

$p$  = 組數。

(1) 機械特性 在電工學中，證明三相異步電動機的轉矩和轉差率關係為，

$$M = \frac{C}{\gamma'_2} \cdot \frac{s}{1 + s^2 \left( \frac{x'_2 + x_1}{\gamma'_2} \right)^2} \quad (29)$$

式中： $C = mU^2 / 9.81\omega_0$  = 常數；