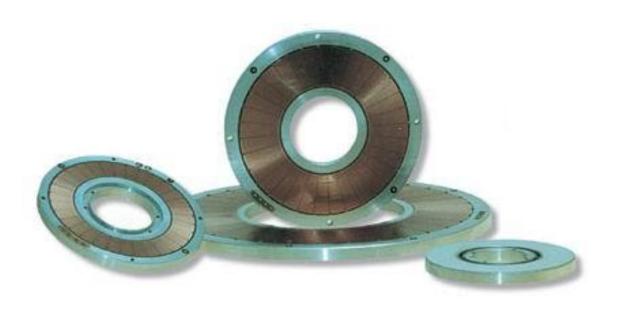




# 第九章 旋转变压器与感应同步器



- 测量线位移和角位移
- 电磁感应原理

### 课程内容

- ❖ 感应同步器的结构
- ❖感应同步器的工作原理
- ❖感应同步器的信号处理
- ❖感应同步器的优缺点
- ❖ 感应同步器使用注意事项

- ❖ 感应同步器 (Inductosyn) ,是一种将角位移和线位移变换为电信号的高精度测量元件。
- ◆原理上和多级旋转变压器一样,结构上运动部分和静止部分均采用了印制绕组。





#### 感应同步器的种类

被测量性质:直线和旋转感应同步器

极对数: 180, 360, 720, 1024, 2000

结构形式: 组装式和分装式

激磁方式: 单相和两相





❖ 主要用途作为测量元件:精密机床数字显示、数控机床闭 环伺服、弹道制导、射击控制、雷达天线定位等高精度跟 踪系统应用广泛。

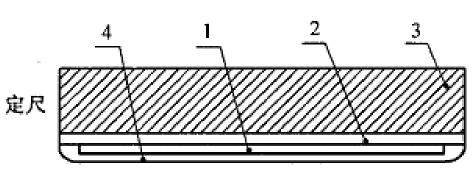


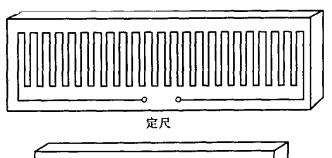


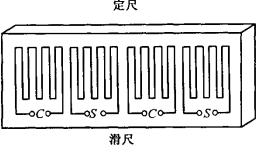
- ❖感应同步器属于哪一类传感器
  - 线位移和角位移测量元件
  - 基于电磁感应原理
  - 结构型的测量元件
  - ■模拟型、数字型

#### 直线式感应同步器

直线式感应同步器由定尺和滑尺两部分组成,滑尺比定尺短。







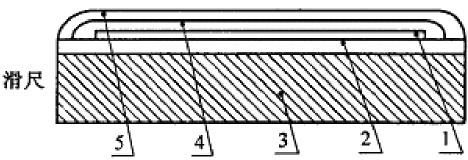
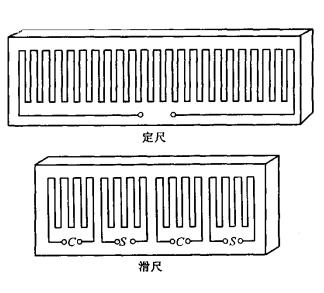


图 9-18 直线式感应同步器的结构 1-铜箔 2-绝缘粘合剂 3-基板 4-耐切削油防腐层 5-铝箔



- ❖ 基板厚度为10mm。目前高 精度感应同步器多采用非 铁磁材料作基板,如采用 铝基材料、玻璃等,这些 材料没有铁磁物质,可以 减小误差和提高精度。
- ❖ 绕组定尺绕组是连续的单相绕组,滑尺的绕组是分段组,按所处的磁场位置分为正弦绕组s和余弦绕组c,交替排列,各自串联形成正弦和余弦两相绕组。

#### 旋转式感应同步器

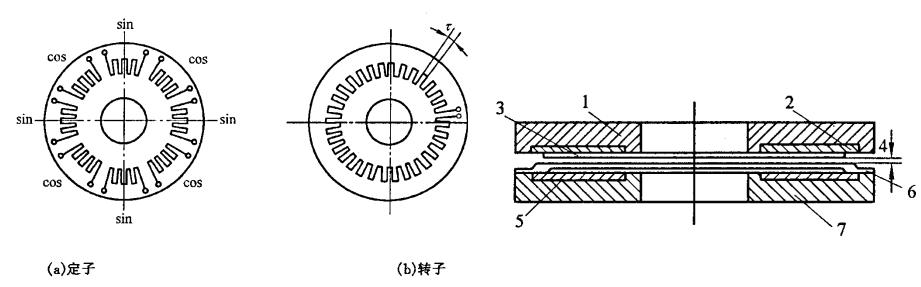
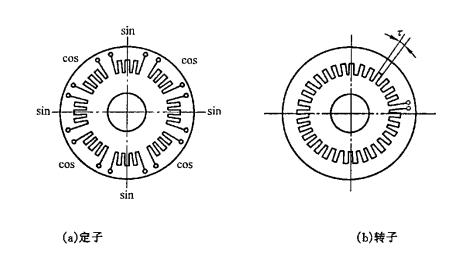
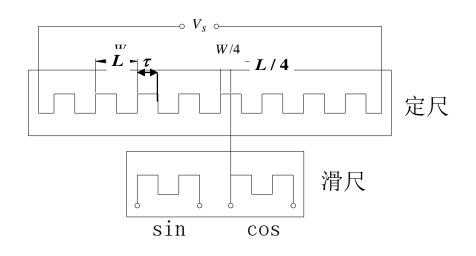


图 9-20 旋转式感应同步器的结构 1-定子基板 2-绝缘粘合剂 3-定子绕组 4-气隙 5-转子绕组 6-屏蔽膜 7-转子基板



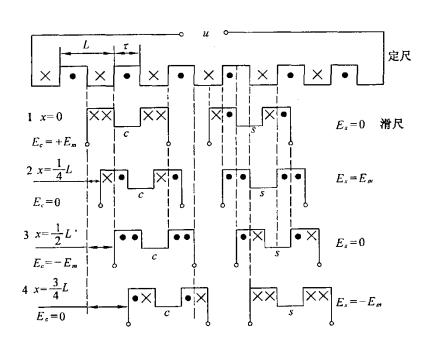
- ❖ 绕组是由辐射状的导片组成。转子上的绕组是单相连续绕组,其径向导片数也是极数。
- ❖ 定子绕组是分段绕组,分为正弦和余弦两大组,交替排列,各自串联形成两相绕组。
- \* 直径越大,精度越高。
- ❖ 安装时,面对面放置,气隙0.25±0.05mm。

### 9.3.2 直线感应同步器的工作原理



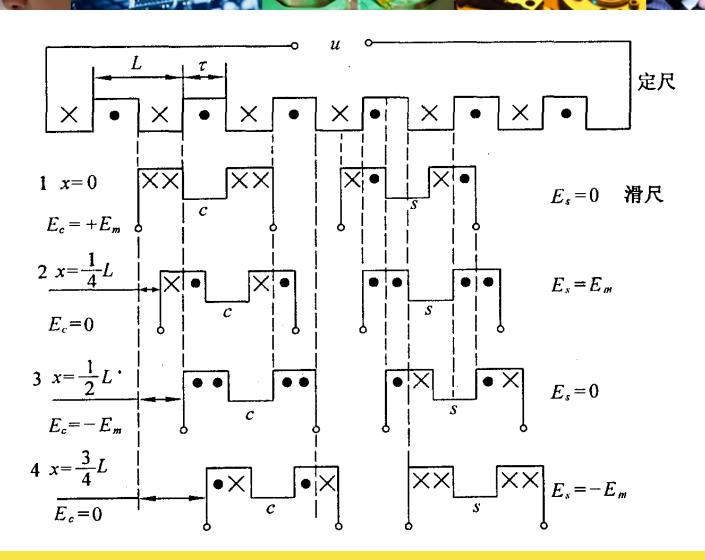
- ❖极距τ是相邻金属片中心线间的距离。
- ❖节距L=2τ, 也称检测周期。
- ❖正弦绕组s和余弦绕组c相距3/4L即1.5τ。

### 9.3.2 直线感应同步器的工作原理

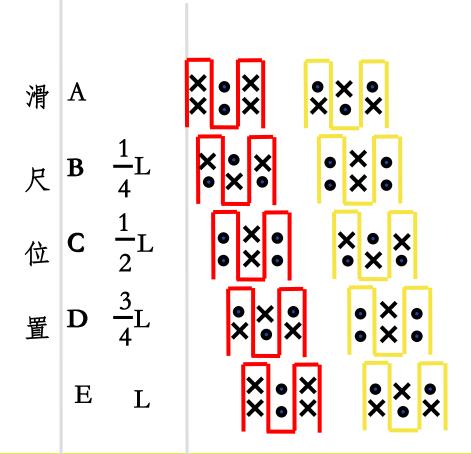


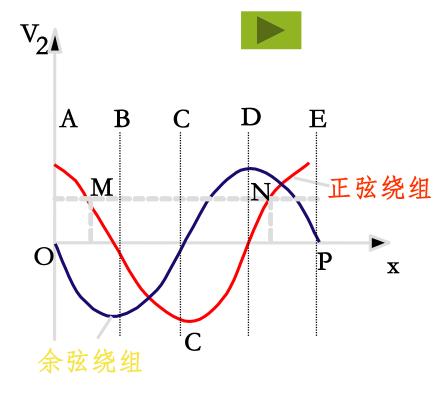
- \*定尺绕组通1-10kHz交流电 激磁,产生一个多极的脉 振磁场。
- \*磁极之间的距离是τ,磁场 分布周期是节距L。
- ❖ 脉振磁场在滑尺绕组上产生感应电势,有效值随滑尺位移作周期性变化,周期为节距L。

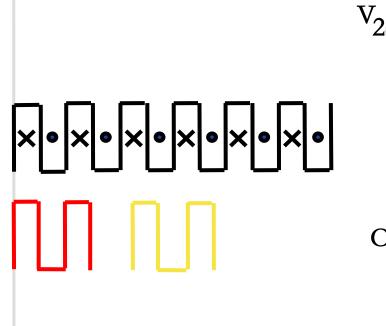
## 9.3.2 直线感应同步器的工作原理

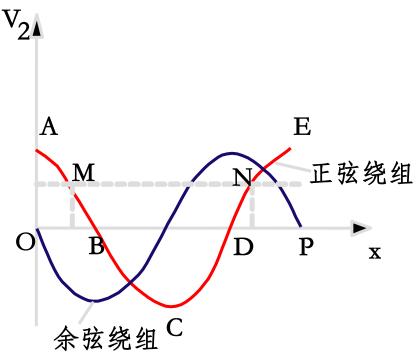




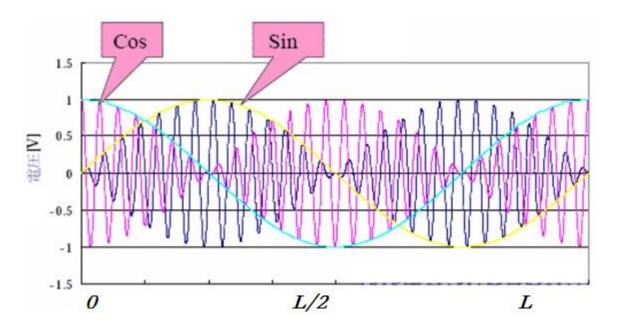








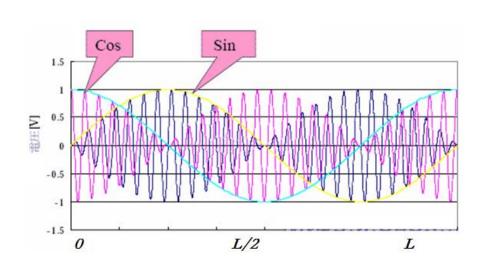
❖有效值 输出电势分解为基波和一系列谐波之和,其中谐波很小,所以输出电势可用基波分量表示。



$$E_c = E_m \cos \frac{2\pi}{L} x = E_m \cos \frac{\pi}{\tau} x$$

$$E_{s} = E_{m} \sin \frac{2\pi}{L} x = E_{m} \sin \frac{\pi}{\tau} x$$

❖ 瞬时值 绕组的感抗远小于电阻,选择适当的正方向后, 可认为感应电势领先激磁电压90°。



$$u = \sqrt{2}U\sin\omega t = U_m\sin\omega t$$

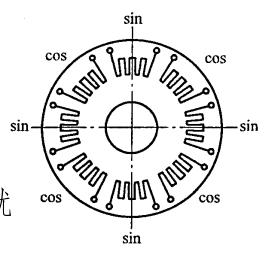
$$e_s = \sqrt{2}E_m \sin\frac{2\pi}{L} x \cos\omega t$$

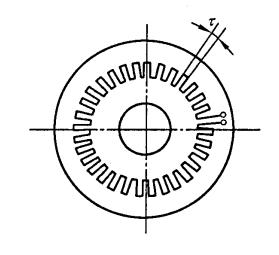
$$e_c = \sqrt{2}E_m \cos\frac{2\pi}{L} x \cos\omega t$$

#### 9.3.2 感应同步器的工作原理—旋转

单相绕组通电时形成磁场,磁极数与径向导片数*N*相等。

两相邻导片间的夹角τ就 是磁极之间的距离,称 为极距 (rad)。





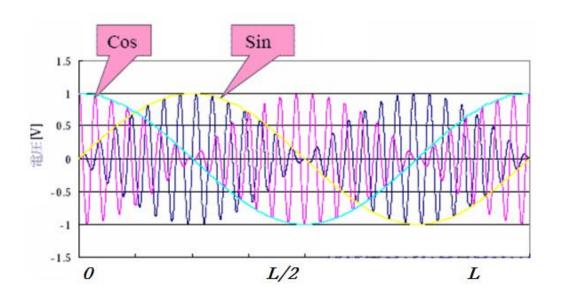
(a)定子

(b)转子

 $L=2\tau$  (rad) 也称为节距或检测周期,它是磁场分布的周期。极对数p为

$$p = N / 2 = 2\pi / L$$

### 9.3.2 感应同步器的工作原理—旋转

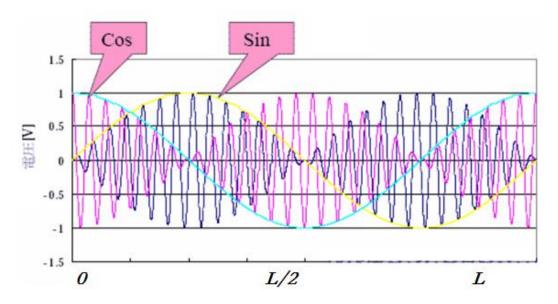


$$E_s = E_m \sin \frac{2\pi}{L} \theta = E_m \sin \frac{\pi}{\tau} \theta = E_m \sin \frac{N}{2} \theta = E_m \sin p\theta$$

$$E_c = E_m \cos \frac{2\pi}{L} \theta = E_m \cos \frac{\pi}{\tau} \theta = E_m \cos \frac{N}{2} \theta = E_m \cos p\theta$$

### 9.3.2 感应同步器的工作原理—旋转

❖ 感应电势的瞬时值 领先激磁电压90°。 若激磁电压为  $u = \sqrt{2}U \sin \omega t = U_m \sin \omega t$ 



$$e_{s} = \sqrt{2}E_{m}\sin\frac{2\pi}{L}\theta\cos\omega t$$

$$e_s = \sqrt{2}E_m \sin \frac{2\pi}{L}\theta \cos \omega t$$
  $e_c = \sqrt{2}E_m \cos \frac{2\pi}{L}\theta \cos \omega t$ 



定义电角 $\theta$ 。可将感应电势公式统一。

直线式感应同步器

$$\theta_e = \frac{2\pi}{L} x = \frac{\pi}{\tau} x \ (rad)$$

旋转式感应同步器

$$\theta_e = p\theta = \frac{N}{2}\theta = \frac{\pi}{\tau}\theta = \frac{2\pi}{L}\theta \ (rad)$$

感应电势的有效值可以重写为

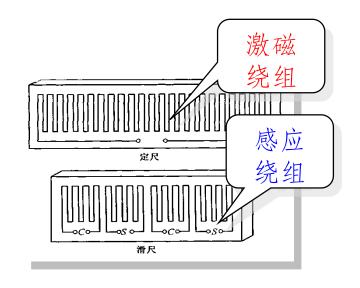
$$E_s = E_m \sin \theta_e = \frac{U}{k} \sin \theta_e$$

$$E_c = E_m \cos \theta_e = \frac{U}{k} \cos \theta_e$$

在连续绕组中给定激磁电压

$$u = \sqrt{2}U\sin\,\omega t$$

正余弦绕组输出电势的瞬时值为



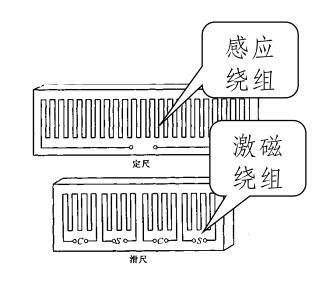
$$e_s = \sqrt{2}E_s \cos \omega t = \sqrt{2}E_m \sin \theta_e \cos \omega t = \sqrt{2}\frac{U}{k} \sin \theta_e \cos \omega t$$

$$e_c = \sqrt{2}E_c \cos \omega t = \sqrt{2}E_m \cos \theta_c \cos \omega t = \sqrt{2}\frac{U}{k} \cos \theta_c \cos \omega t$$

◆采用完全相同的方法还可以得出下述结论: 当正弦绕组s和余弦绕组c中分别接上有效值为U的正弦(或余弦)交流激磁电压时,它们在单相连续绕组中感应的电势有效值分别为

$$E_{2s} = kU\sin\theta_e = E\sin\theta_e$$

$$E_{2c} = kU\cos\theta_e = E\cos\theta_e$$



❖无论是单相绕组激磁还是两相绕组激磁,感应电势都属于同频率的正弦电势,感应电势与激磁电压的相位差是90°。 一般取感应电势超前激磁电压90°。

鉴相型处理方式-电势的相位来鉴别电角。

#### 1) 两相激磁式

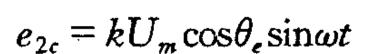
在感应同步器正弦绕组s、余弦绕组c上加幅值和频率相同、相位差90°的交流激磁电压

$$u_{s} = U_{m} \sin \omega t$$

$$u_{c} = -U_{m} \cos \omega t = U_{m} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2})$$

单相绕组上感应的电势

$$e_{2s} = kU_m \sin\theta_e \cos\omega t$$





感应

绕组

激磁

绕组

❖应用叠加原理可知单相绕组总感应电势

$$e_{2s} = kU_m \sin\theta_e \cos\omega t$$

$$e_{2c} = kU_m \cos\theta_e \sin\omega t$$

$$e_2 = e_{2s} + e_{2c} = kU_m \sin\theta_e \cos\omega t + kU_m \cos\theta_e \sin\omega t$$

$$e_2 = kU_m \sin(\omega t + \theta_e)$$

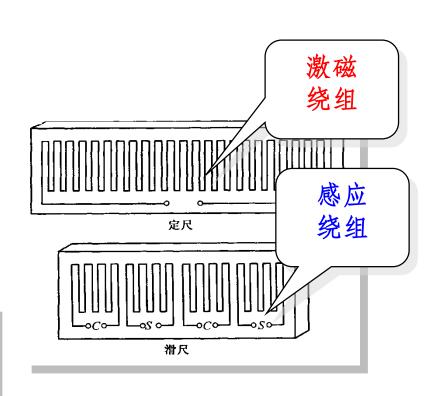
#### 2) 单相激磁式

◆单相绕组加激磁电压

$$u = -U_m \cos \omega t$$

• 正余弦绕组瞬时感应电势

$$e_s = kU_m \sin\theta \sin\omega t$$
$$e_c = kU_m \cos\theta_c \sin\omega t$$



#### 2) 单相激磁式

对正弦绕组电势移相90°

$$e'_{s} = kU_{m}\sin\theta_{e}\sin(\omega t + 90^{\circ}) = kU_{m}\sin\theta_{e}\cos\omega t$$

将e's和余弦绕组输出电势相加得

$$e_2 = e'_s + e_c = kU_m \sin\theta_e \cos\omega t + kU_m \cos\theta_e \sin\omega t$$

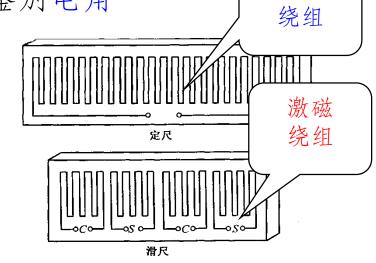
$$=kU_m\sin(\omega t+\theta_e)$$

鉴幅型处理方式—根据信号的幅值鉴别电角

#### 1) 两相激磁式

给定激磁电压幅值如下

$$u_s = U_m \cos \theta_1 \sin \omega t$$
$$u_c = -U_m \sin \theta_1 \sin \omega t$$



*0*为指令位移角,是已知的。单相连续绕组的总感应电势为

$$e_2 = e_{2s} + e_{2c} = kU_m \cos\theta_1 \sin\theta_e \cos\omega t - kU_m \sin\theta_1 \cos\theta_e \cos\omega t$$

$$e_2 = kU_m \sin(\theta_e - \theta_1) \cos \omega t$$

感应

#### 2) 单相激磁式

给定激磁电压

 $u = U_m \sin \omega t$ 

在正弦绕组和余弦绕组的感应电势分别为

 $e_s = kU_m \sin\theta_e \cos\omega t$ 

 $e_c = kU_m \cos\theta_e \cos\omega t$ 

送入函数变压器或其他装置中处理

$$e'_{s} = kU_{m}\sin\theta_{e}\cos\theta_{1}\cos\omega t$$
  
 $e'_{c} = -kU_{m}\cos\theta_{e}\sin\theta_{1}\cos\omega t$ 

送入加法器相加后作为输出信号输出

$$e_2 = e'_s + e'_c = kU_m \sin(\theta_e - \theta_1) \cos\omega t$$

通过前面的分析,我们可以得到相位或者幅值和感应同步器位移(角度)相关的输出信号

$$e_2 = kU_m \sin(\omega t + \theta_e)$$
 幅值 
$$e_2 = kU_m \sin(\theta_e - \theta_1) \cos \omega t$$

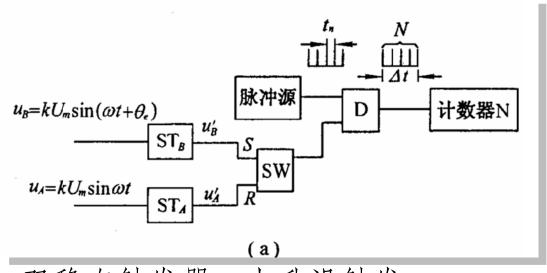
利用什么方法能将输出信号的幅值或者相位转换为角度信息?

#### 一、鉴相型编码原理

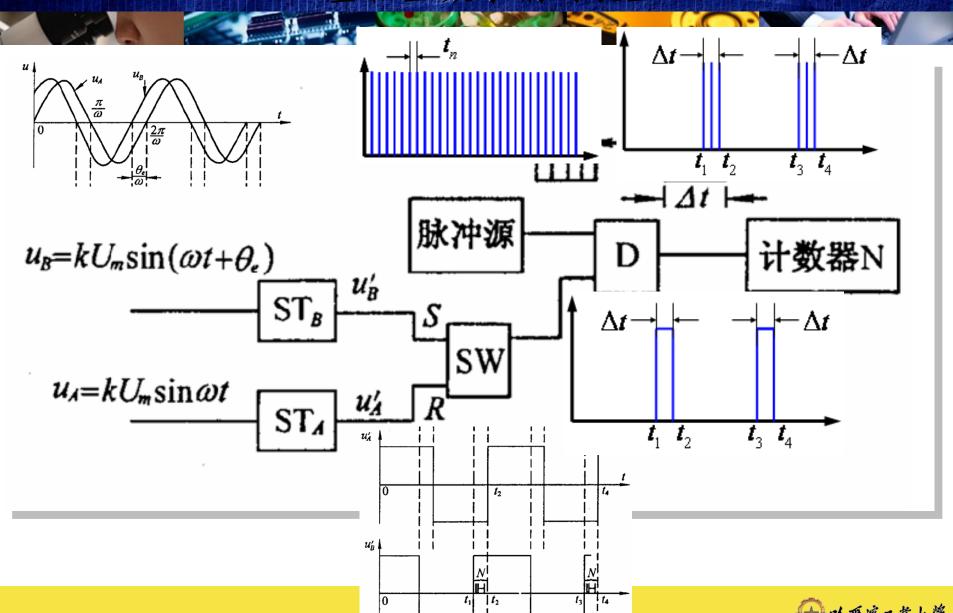
将被测信号  $e_2 = kU_m \sin(\omega t + \theta_e)$ 

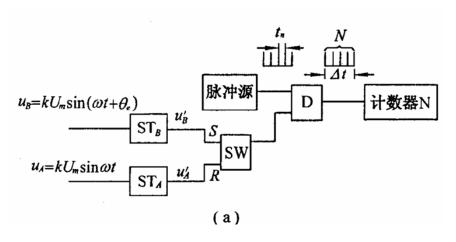
与基准信号  $e_{20} = kU_m \sin \omega t$ 

的相位进行比较, 求出相位差 伊 转换成脉冲个数



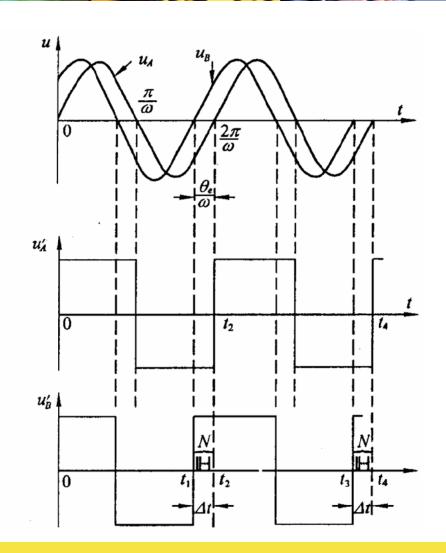
整形电路, 双稳态触发器, 上升沿触发。





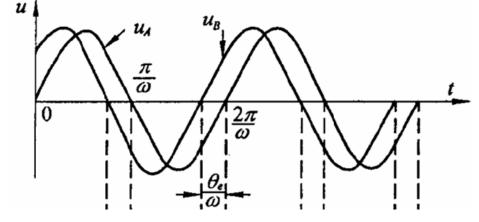
计数器只在  $\Delta t = t_2 - t_1$   $\Delta t = t_4 - t_3$  时间内计数。

如何由计数值求取角度?



$$u_{A} = kU_{m} \sin \omega t$$

$$u_{B} = kU_{m} \sin(\omega t + \theta_{e})$$



$$u_B = kU_m \sin \omega (t + \frac{\theta_e}{\omega} / \omega)$$

曲线 $u_B$ 是由曲线 $u_A$ 向左平移 $\theta_e/\omega$ 得到的。

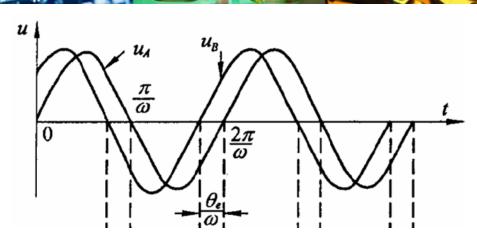
$$\Delta t = \theta_e / \omega$$

$$\Delta t = \frac{Nt_n}{n}$$

$$\theta_e = \omega N t_n$$

一个脉冲所代表的相位移取决于tn,可见相位—数字转换的精度和分辨率取决于时钟脉冲周期。

如何计算分辨率?



一个脉冲对应的角度就是分辨率,设激磁电压频率和脉冲源频率为f(周期为T)和f<sub>n</sub>,则分辨率为

$$\Delta \theta = \frac{t_n}{T} L = \frac{f}{f_n} L$$

如何提高分辨率和测量精度?

## 9.3.4 鉴相型数字编码装置

### 二、鉴相型数显表

#### 1.位移变成电信号

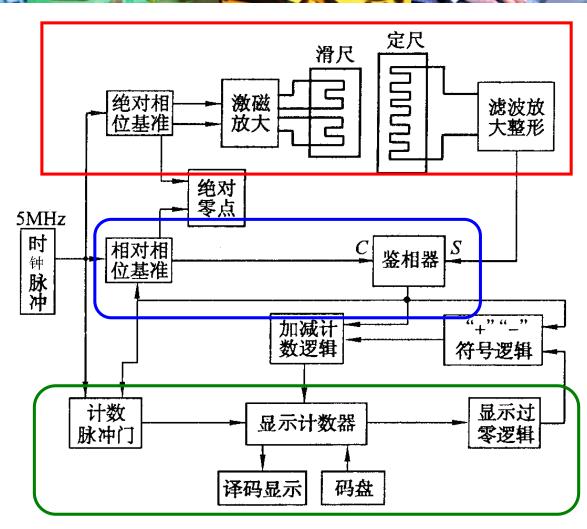
时钟脉冲、绝对相位基 准、激磁、感应同步器 和滤波整形电路。

#### 2.相位转成数字

时钟脉冲、相对相位基准和鉴相器。

#### 3.计数及显示

计数脉冲门、显示计数器、加减计数逻辑、绝对零点、译码显示等。

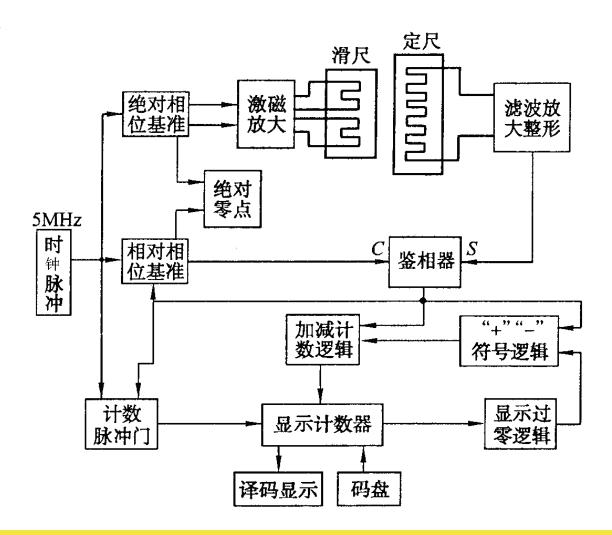


## 9.3.4 鉴相型数字编码装置

#### 二、鉴相型数显表

5M时钟,2000分 频后作为激磁频 率,那么对应的 分辨率是多少?

位置信号的形式?

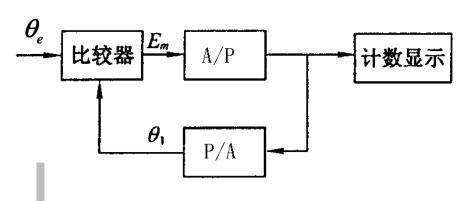


## 9.3.5 鉴幅型数显表

两相激磁式直线感应同步器, 激磁电压

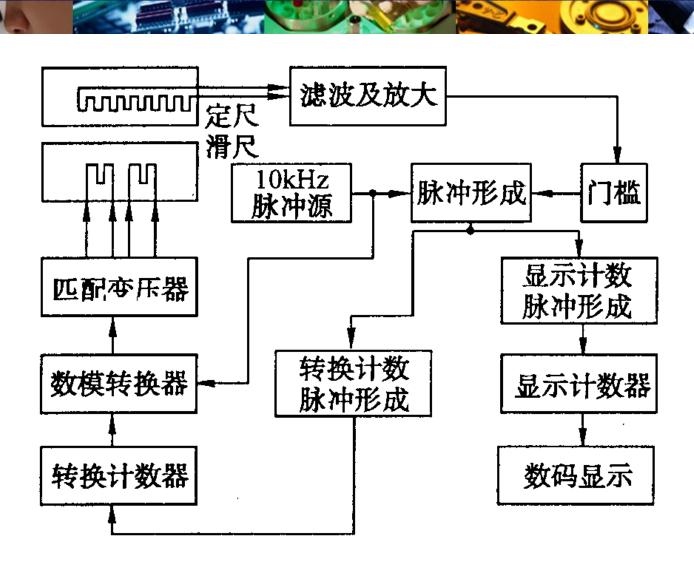
$$u_s = U_m \cos \theta_1 \sin \omega t$$
 $u_c = -U_m \sin \theta_1 \sin \omega t$ 
输出电势的幅值

$$E_m = kU_m \sin(\theta_e - \theta_1)$$



- ❖指令角θ₁是已知的,代表感应同步器的激磁电压幅值。
- ❖转换计数器使数模转换器改变滑尺激磁电压的幅值,即改变θ₁。

### 9.3.5 鉴幅型数显表



#### 感应同步器的优点:

#### 1.具有很高的精度和分辨率

直线式感应同步器的精度可达到±1μm,分辨率可达0.05μm,重复性误差可达0.2μm。直径为300mm的旋转式感应同步器的精度可达±1",分辨率可达0.05",重复性误差可达0.1"。测量精度远高于制造精度。

为什么测量精度高于制造工艺?

其测量精度首先取决于印制电路绕组的加工精度,感应同步器是由许多节距同时参加工作,多节距的误差平均效应减小了局部误差的影响。

#### 2. 抗干扰能力强

感应同步器在一个节距内是一个绝对测量装置,在任何时间内都可以给出仅与位置相对应的单值电压信号,因而瞬时作用的偶然干扰信号在其消失后不再有影响。平面绕组的阻抗很小,受外界干扰电场的影响很小。

#### 3.使用寿命长,维护简单

定尺和滑尺,定子和转子互不接触,没有摩擦、磨损, 所以使用寿命很长。它不怕油污、灰尘和冲击振动的影响, 不需要经常清扫。

#### 4.可以用于长距离位移测量

可以根据测量长度的需要,将若干根定尺拼接。拼接 后总长度的精度可保持(或稍低于)单个定尺的精度。目 前几米到几十米的大型机床工作台位移的直线测量,大多 采用感应同步器来实现。

#### 5.工艺性好,成本较低,便于复制和成批生产

由于感应同步器具有上述优点,长感应同步器目前被广泛地应用于大位移静态与动态测量中,例如用于三坐标测量机、程控数控机床及高精度重型机床及加工中测量装置等。

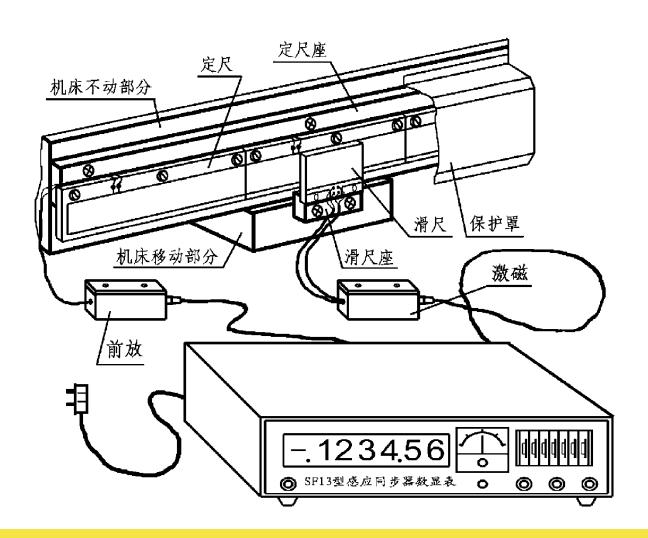
- ❖感应同步器的缺点:
  - 1.输出信号弱,信号处理麻烦,配套信号处理设备(数显表)复杂,价格高。
  - 2.多数为分装式,安装时精度相对较高
  - 3.使用时,必须进行电路参数的调整,才能满足精度要求
  - 4.单通道多堆极感应同步器输出信号为增量方式, 必须进行寻零操作

## 9.3.9 感应同步器的使用注意事项

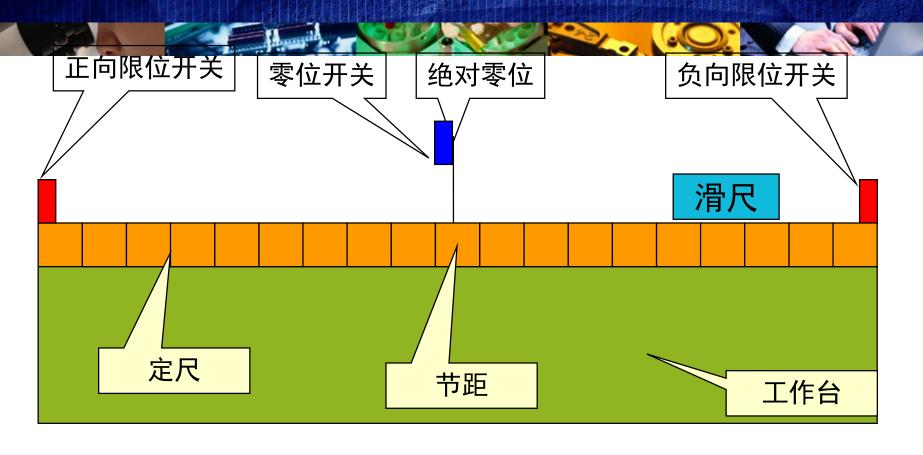
❖安装时,定转子之间距离要准确,距离约0.25mm

- \*长距离测试拼接时要保证拼接精度
- ❖信号线要用双绞屏蔽线,避免和强电平行走线,要正确接地
- ◆单通道多极感应同步器要设计寻零功能
- ❖输出信号长距离传输时,在感应同步器测要加前 置放大电路
- ❖用前要检查感应同步器的绝缘,避免铁削等进入
- ◆要采取措施抑制大功率器件的电磁干扰

## 9.3 感应同步器的应用



## 9.3 感应同步器的应用

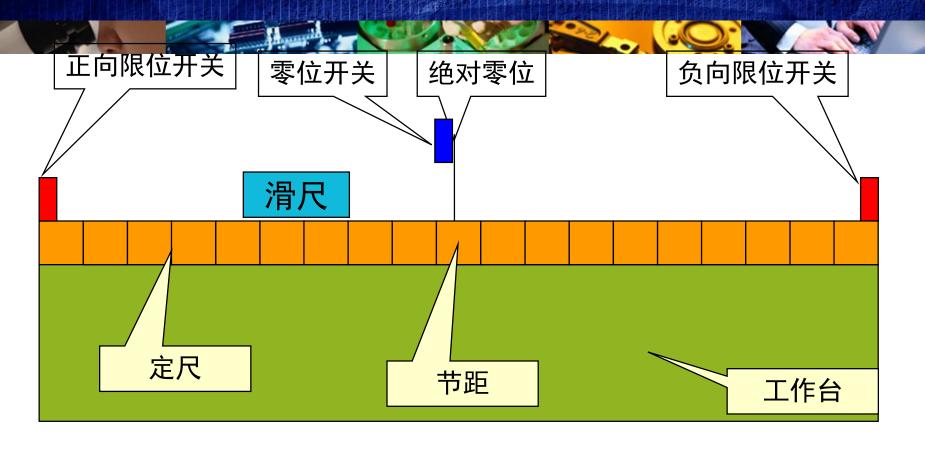


00.000



## 自动寻零方法

## 9.3 感应同步器的应用

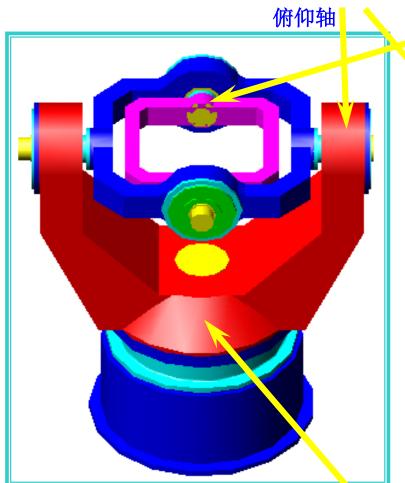


00.000

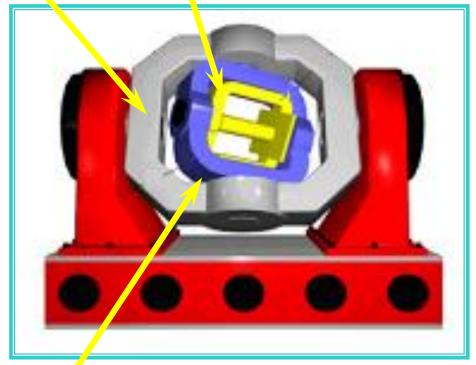
## 自动寻零方法



# 转台



濟特轴



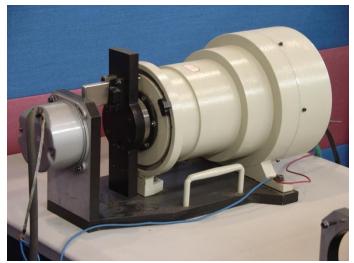
方位/偏航轴

## 转台的应用

## 空空导弹导引头以仿真转台测试















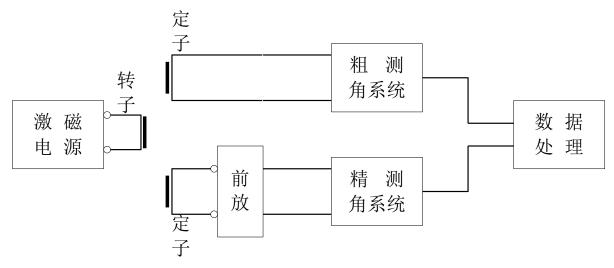




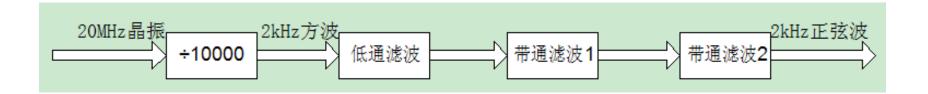




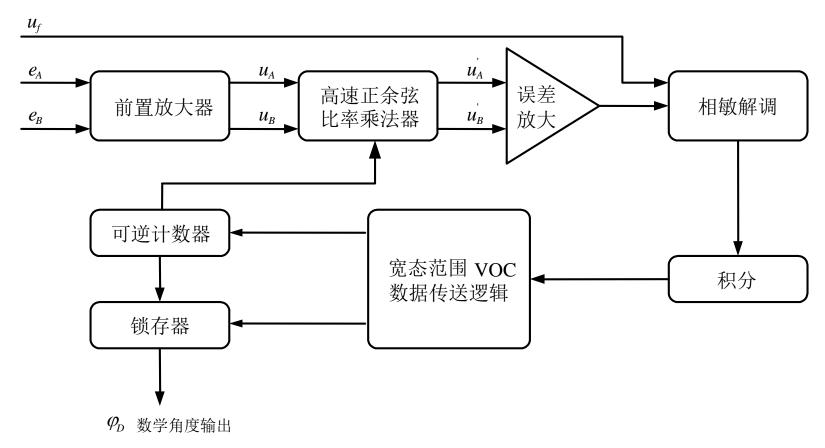
## 旋转变压器、感应同步器测角系统典型应用举例



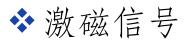
- ❖ 旋转变压器和感应同步器组成的粗─精双通道测角系统。
- ❖ 粗测采用一对极旋转变压器,精测采用180对极感应同步器。
- ❖ 采用单相激磁双相输出鉴幅工作方式。
- ❖ 系统主要由三部分组成:激磁电源部分、轴角变换部分、数据处理部分。



- ❖ 为降低失真度,采用多级滤波。
- ❖ 带温度补偿的20MHz晶振经三极管放大变成TTL电平,再经10000分频,产生2kHz方波,再经滤波,产生2kHz低失真度的正弦波作为感应同步器的激磁信号。
- ❖为保证激磁信号的稳定,所选的都是低温度系数的元件。 经测试,激磁的失真度低于0.05%。



❖ 采用连续绕组激磁运行方式与AD2S80构成跟踪鉴幅型测角系统



$$u = U \sin \omega t$$

\*前置放大器输出

$$\begin{cases} u_A = k_v U \cos \theta_D \cos \omega t \\ u_B = k_v U \sin \theta_D \cos \omega t \end{cases}$$

❖ 乘法器输出

$$\begin{cases} u_A' = u_A \sin \varphi_D = k_v U \cos \omega t \cos \theta_D \sin \varphi_D \\ u_B' = u_B \cos \varphi_D = k_v U \cos \omega t \sin \theta_D \cos \varphi_D \end{cases}$$

❖ 误差放大器输出

$$u_e = k_e (u_A' - u_B')$$

$$= k_e k_v \cos \omega t \sin(\phi_D - \theta_D)$$

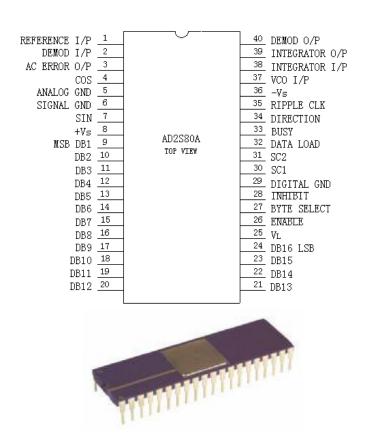
$$= kU \cos \omega t \sin(\phi_D - \theta_D)$$

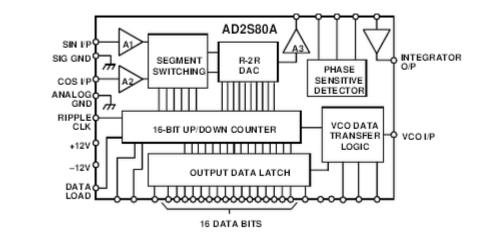
180对极感应同步器与旋转变压器测角精粗耦合算法举例

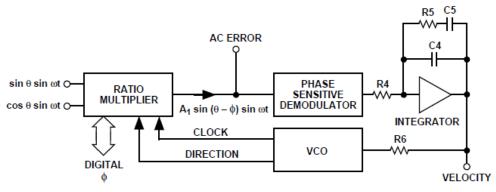
粗测数据	А	В		
精测数据	С	D		

- ❖ A、C奇偶相同时, A不修正
- ❖A、C奇偶不相同时,对A进行加1或减1修正
  - D-B<0时, A位加1
  - D-B>0时, A位减1

► AD2S80系列,基于鉴幅工作原理,输出信号为并行数字信号, 转换精度10,12,14,16位。



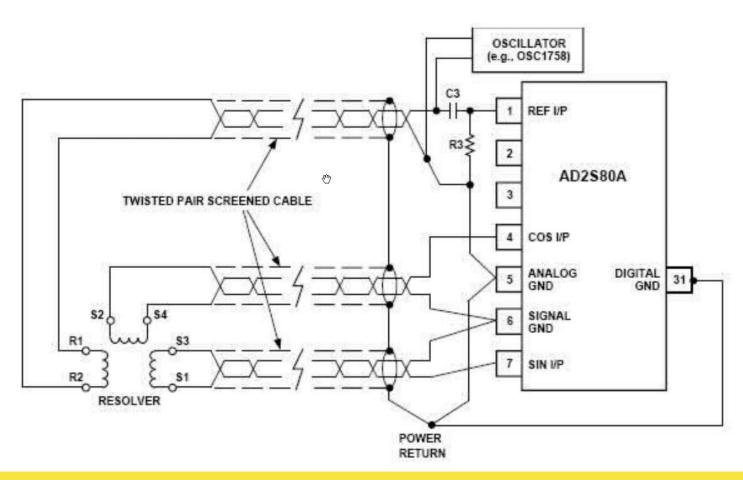




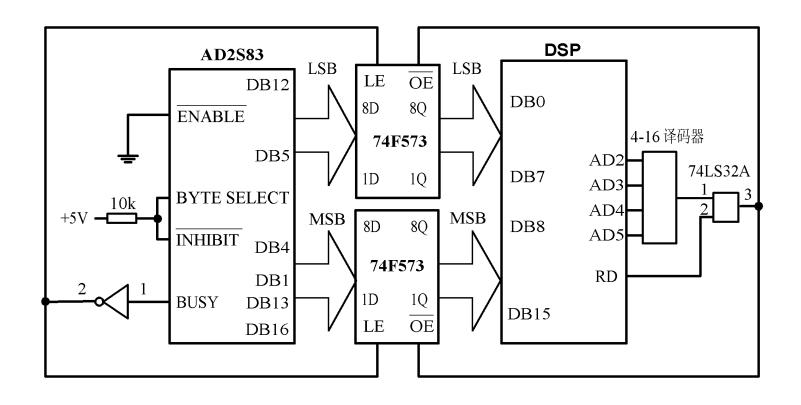
- ❖ 10位、12位、14位和16位的分辨率。
- \*输出并行二进制数。
- \* 连续输出数据而没有转换延迟。
- ❖用户可通过外围阻容元件的选择来改变带宽、最大跟踪速度等动态性能。

- ❖能产生与转速成正比的模拟信号,可代替传统的测速发电机,提供高精度的速度信号。
- \* 具有过零标志信号和旋转方向信号。

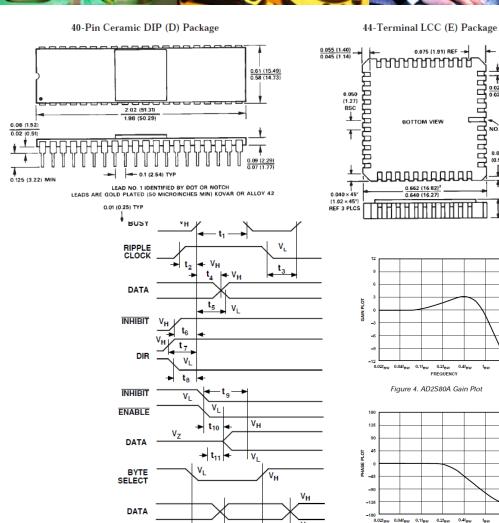
❖ 感应同步器接线方式



❖AD2S80系列芯片与DSP的接口电路举例



- \*设计电路时注意事项
  - 各管脚的功能定义
  - 输入输出电压要求
  - 激磁频率范围
  - 外围电路设计,参数计算方法
  - 电路的时序
  - 响应速度、带宽
  - 封装形式
  - 使用环境



t<sub>12</sub>

t<sub>13</sub>

NO. 1 PIN INDEX

0.020 × 45° (0.51 × 45°)



