# 场效应管

# 场效应管

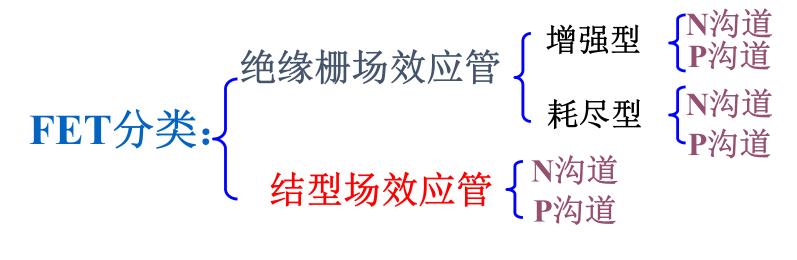
- 绝缘栅场效应管
- 结型场效应管

# 3.1 场效应管

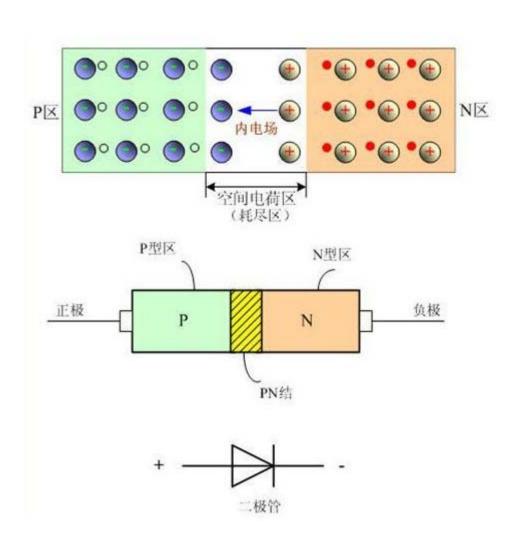
双极结型晶体管(Bipolar Junction Transistor-BJT)的缩写。BJT是一种电流控制元件( $i_{B}\sim i_{C}$ ),工作时,多数载流子和少数载流子都参与运行,所以被称为双极型器件。

场效应管(Field Effect Transistor简称FET)是一种电压控制器件( $u_{GS} \sim i_D$ ),工作时,只有一种载流子参与导电,因此它是单极型器件。

FET因其制造工艺简单,功耗小,温度特性好,输入电阻极高等优点,得到了广泛应用。

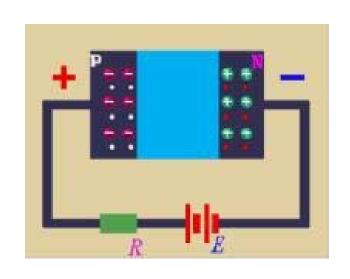


# PN结的工作原理



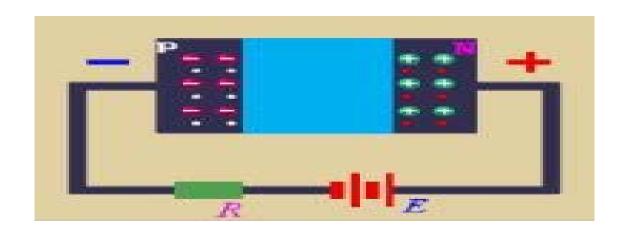
## (1) PN结加正向电压时的导电情况

在外电场作用下,多子将向PN结移动,结果使空间电荷区变窄,内电场被削弱,有利于多子的扩散而不利于少子的漂移,扩散运动起主要作用。结果,P区的多子空穴将源源不断的流向N区,而N区的多子自由电子亦不断流向P区,这两股载流子的流动就形成了PN结的正向电流。PN结呈现低阻性。

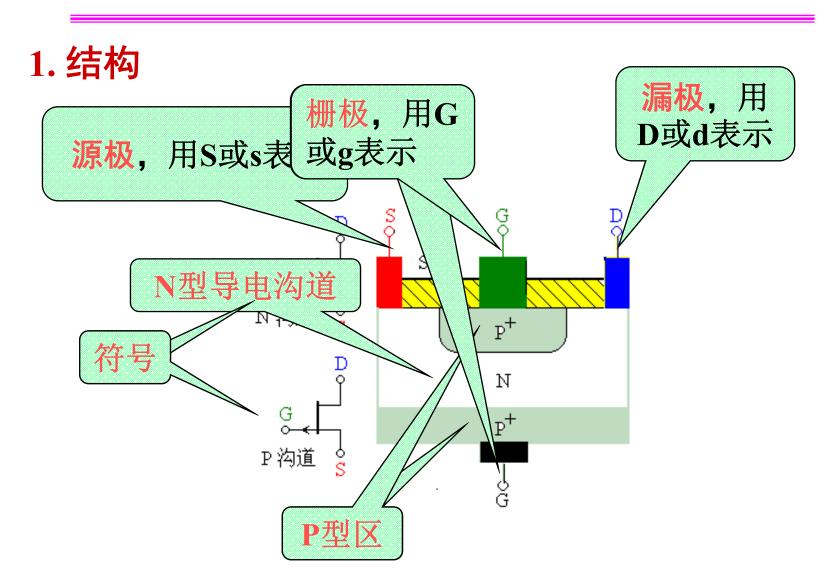


## (2) PN结加反向电压时的导电情况

在外电场作用下,多子将背离PN结移动,结果使空间电荷区变宽,内电场被增强,有利于少子的漂移而不利于多子的扩散,漂移运动起主要作用。漂移运动产生的漂移电流的方向与正向电流相反,称为反向电流,PN结呈现高阻性。



# JFET的结构和工作原理



??? 符号中的箭头方向表示什么?

# 二.结型场效应管

1. 结型场效应管的结构(以N沟为例):

两个PN结夹着一个N型沟道。

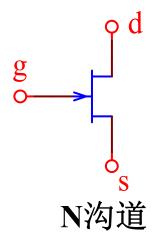
三个电极:

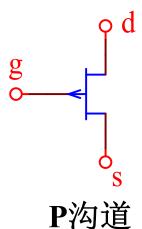
g: 栅极

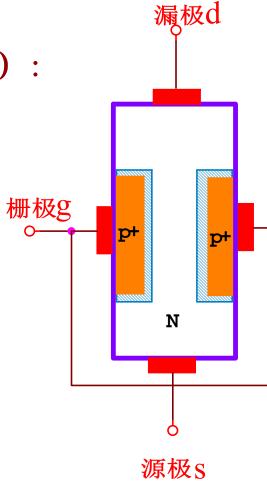
d: 漏极

s: 源极

### 符号:







### 2. 结型场效应管的工作原理

### (1) 栅源电压对沟道的控制作用

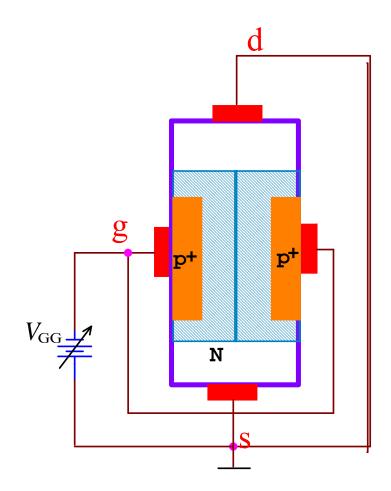
在栅源间加负电压 $u_{GS}$ ,令 $u_{DS}=0$ 

①当 $u_{GS}$ =0时,为平衡PN结,导电沟道最宽

- ②当  $u_{GS}$  | ↑时,PN结反偏,耗尽层变宽,导电沟道变窄,沟道电阻增大。
- ③当  $|u_{GS}|$ ↑到一定值时,沟道会完全合拢。

#### 定义:

夹断电压 $U_P$ —使导电沟道完全合拢(消失)所需要的栅源电压 $u_{GS}$ 。



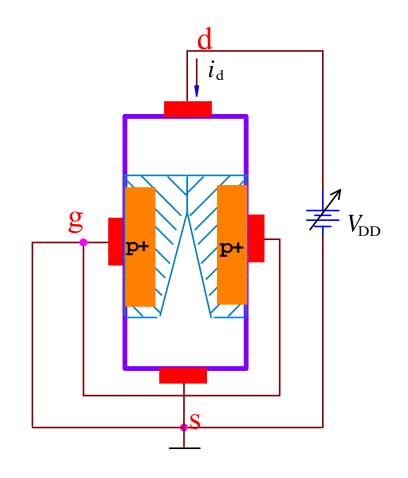
### (2)漏源电压对沟道的控制作用

在漏源间加电压 $u_{DS}$ ,令 $u_{GS}=0$ 由于 $u_{GS}=0$ ,所以导电沟道最宽。

- ①当 $u_{\rm DS}$ =0时, $i_{\rm D}$ =0。
- $2u_{DS}\uparrow \rightarrow i_{D}\uparrow$   $\rightarrow$ 靠近漏极处的耗尽层加宽, 沟道变窄,呈楔形分布。
- ③当 $u_{\rm DS}$ ↑,使 $u_{\rm GD}$ = $u_{\rm GS}$ - $u_{\rm DS}$ = $U_{\rm P}$ 时,在靠漏极处夹断——预夹断。
- $(4)u_{DS}$ 再 $\uparrow$ ,预夹断点下移。

预夹断前, $u_{\mathrm{DS}} \uparrow \rightarrow i_{\mathrm{D}} \uparrow$ 。

预夹断后, $i_{\rm DS} \uparrow \rightarrow i_{\rm D}$  几乎不变。

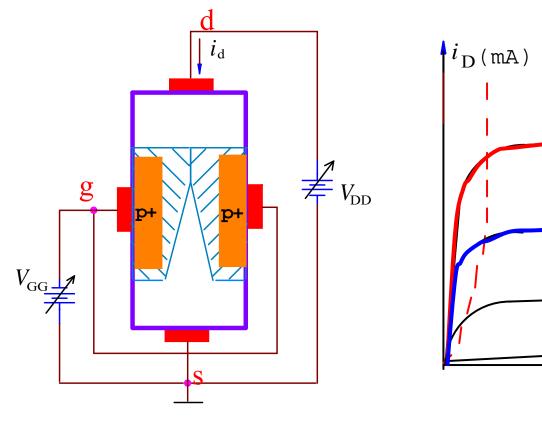


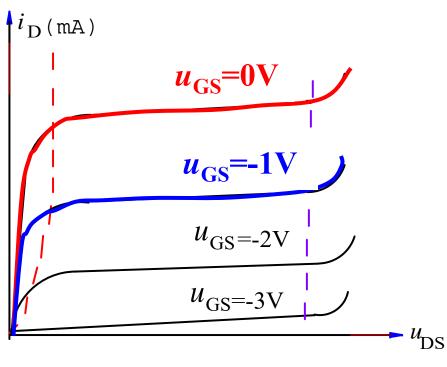
### (3) 栅源电压 $u_{GS}$ 和漏源电压 $u_{DS}$ 共同作用

 $i_{D} = f(u_{GS}, u_{DS})$ ,可用输两组特性曲线来描绘。

### 3、 结型场效应三极管的特性曲线

(1) 输出特性曲线:  $i_D = f(u_{DS})$   $u_{cs} = 常数$ 





设:  $U_{\rm T}$ =-3V

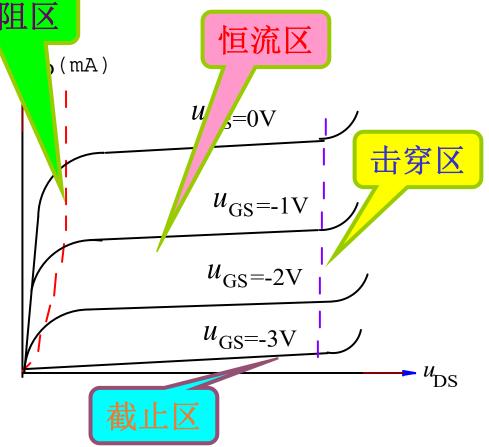
## 四个区:

- 可变电阻区
- (a) 可变电阻区 (预夹断前)。
- (b) 恒流区也称饱和 区(预夹断后)。

### 恒流区的特点:

 $\triangle i_{\mathrm{D}}/\triangle u_{\mathrm{GS}} = g_{\mathrm{m}} \approx$ 常数即:  $\triangle i_{\mathrm{D}} = g_{\mathrm{m}} \triangle u_{\mathrm{GS}}$  (放大原理)

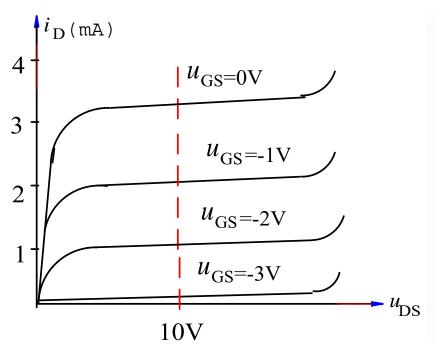
(c) 夹断区(截止区)。

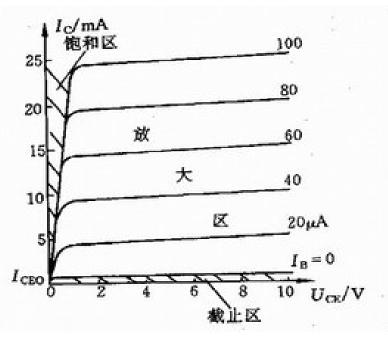


(d) 击穿区。

# (2) 转移特性曲线: $i_{\mathbf{D}} = f(u_{\mathbf{GS}}) \mid u_{\mathbf{DS}} = \mathbb{R}$

可根据输出特性曲线作出**移特性曲线**。例:作 $u_{DS}$ =10V的一条**转移特性曲线**:





### 4.场效应管的主要参数

- (1) 开启电压**U**T
- $U_{\mathsf{T}}$  是MOS增强型管的参数,栅源电压小于开启电压的绝对值,场效应管不能导通。
- (2) 夹断电压 $U_{\rm P}$   $U_{\rm P}$  是MOS耗尽型和结型FET的参数,当 $u_{\rm GS}$ = $U_{\rm P}$ 时,漏极电流为零。
- (3) 饱和漏极电流 $I_{DSS}$  MOS耗尽型和结型FET, 当 $u_{CS}$ =0时所对应的漏极电流。
  - (4) 输入电阻 $R_{\rm GS}$  结型场效应管, $R_{\rm GS}$ 大于 $10^7\Omega$ , ${
    m MOS}$ 场效应管, $R_{\rm GS}$ 可达 $10^9\sim10^{15}\Omega$ 。
- (5) 低频跨导 $g_{\rm m}$   $g_{\rm m}$ 反映了栅压对漏极电流的控制作用,单位是 ${
  m mS}$ (毫西门子)。
- (6) 最大漏极功耗 $P_{\rm DM}$   $P_{\rm DM} = U_{\rm DS} I_{\rm D}$ ,与双极型三极管的 $P_{\rm CM}$ 相当。

# 5.双极型和场效应型三极管的比较

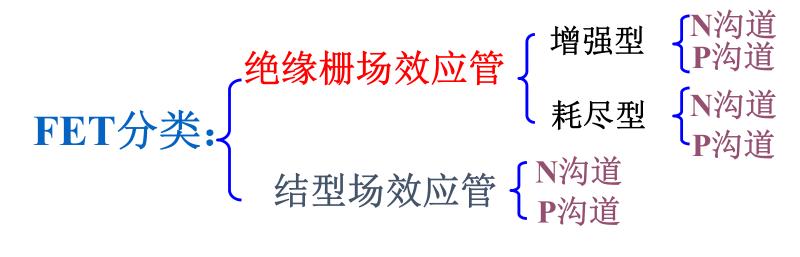
	双极型三极管	单极型场效应管
载流子	多子扩散少子漂移	少子漂移
输入量	电流输入	电压输入
控制	电流控制电流源	电压控制电流源
输入电阻	几十到几千欧	几兆欧以上
噪声	较大	较小
静电影响	不受静电影响	易受静电影响
制造工艺	不宜大规模集成	适宜大规模和超大 规模集成

# 场效应管

双极结型晶体管(Bipolar Junction Transistor-BJT)的缩写。**BJT**是一种电流控制元件( $i_{B}$ ~ $i_{C}$ ),工作时,多数载流子和少数载流子都参与运行,所以被称为双极型器件。

场效应管(Field Effect Transistor简称FET)是一种电压控制器件( $u_{GS} \sim i_D$ ),工作时,只有一种载流子参与导电,因此它是单极型器件。

FET因其制造工艺简单,功耗小,温度特性好,输入电阻极高等优点,得到了广泛应用。



# 一. 绝缘栅场效应管

绝缘栅型场效应管 (Metal Oxide\_Semiconductor FET),

简称MOSFET。分为:

增强型 → N沟道、P沟道

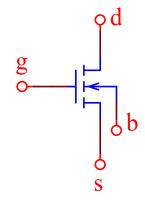
耗尽型 → N沟道、P沟道

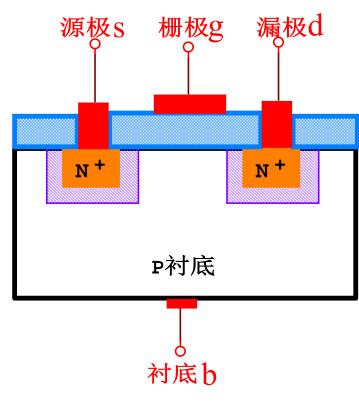
- 1. N沟道增强型MOS管
  - (1) 结构

4个电极:漏极D,

源极S,栅极G和 衬底B。

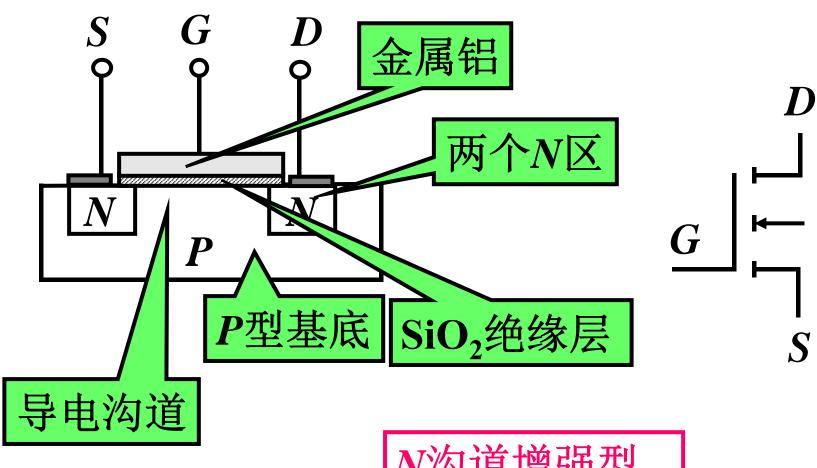
符号:





### N沟道增强型MOSFET

### 1. 结构



N沟道增强型

### (2) 工作原理

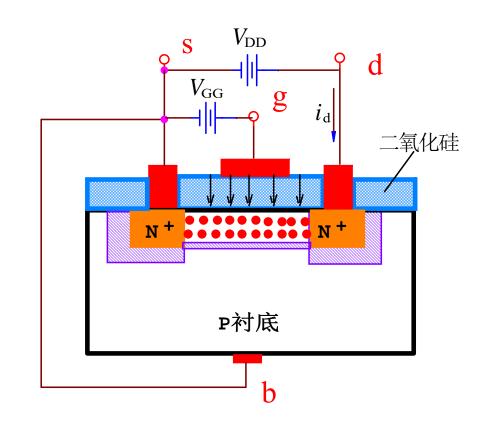
①栅源电压ucs的控制作用

当 $u_{GS}$ =0V时,漏源之间相当两个背靠背的 二极管,在 d、s之间加上电压也不会形成电流,即管子截止。

当u<sub>GS</sub>>0V时→纵向电场

→将靠近栅极下方的空穴向 下排斥→耗尽层。

再增加u<sub>GS</sub>→纵向电场↑ →将P区少子电子聚集到 P区表面→形成导电沟道, 如果此时加有漏源电压, 就可以形成漏极电流i<sub>d</sub>。



定义:

开启电压( $U_{\mathrm{T}}$ )——刚刚产生沟道所需的栅源电压 $U_{\mathrm{CS}}$ 。

### N沟道增强型MOS管的基本特性:

 $u_{GS} < U_{T}$ ,管子截止,

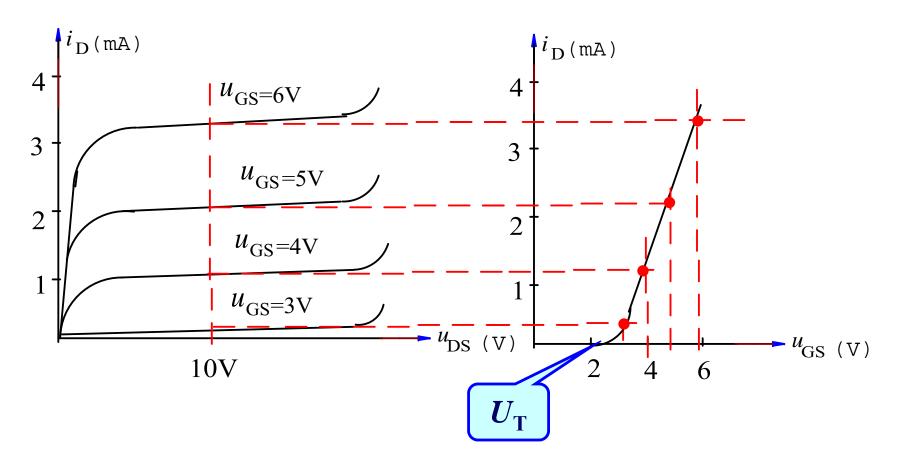
 $u_{\rm GS}>U_{\rm T}$ ,管子导通。

 $u_{GS}$ 越大,沟道越宽,在相同的漏源电压 $u_{DS}$ 作用下,漏极电流 $I_{D}$ 越大。

# ②转移特性曲线: $i_D = f(u_{GS}) |_{u_{DS} = const}$

可根据输出特性曲线作出移特性曲线。

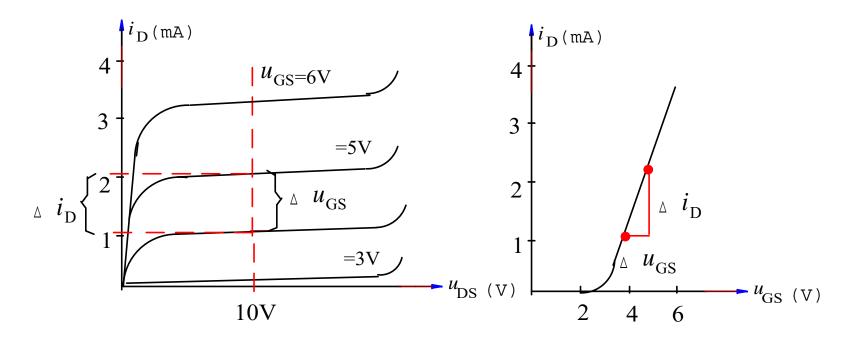
例:  $\mu_{DS}=10V$ 的一条转移特性曲线:

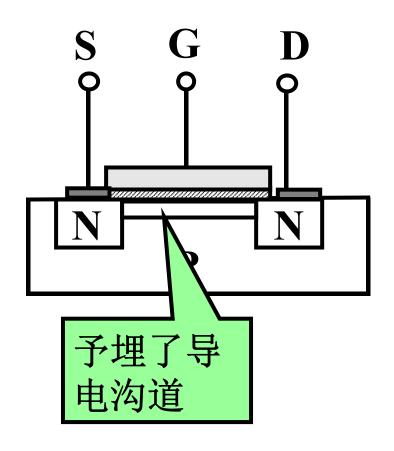


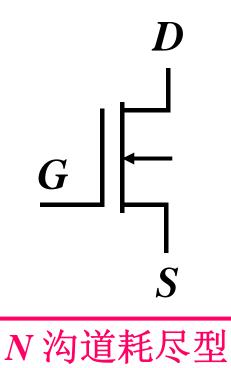
# 一个重要参数——跨导 $g_{m}$

$$g_{\rm m} = \Delta i_{\rm D} / \Delta u_{\rm GS} |_{u_{\rm DS} = {\rm const}}$$
 (单位mS)

 $g_{\rm m}$ 的大小反映了栅源电压对漏极电流的控制作用。 在转移特性曲线上, $g_{\rm m}$ 为的曲线的斜率。 在输出特性曲线上也可求出 $g_{\rm m}$ 。







### 2.N沟道耗尽型MOSFET

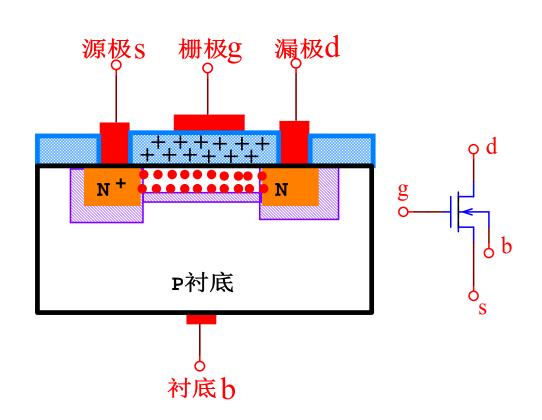
在栅极下方的 $SiO_2$ 层中掺入了大量的金属正离子。所以当 $u_{CS}$ =0时,这些正离子已经感应出反型层,形成了沟道。

### 特点:

当 $u_{GS}$ =**0**时,就有沟道,加入 $u_{DS}$ ,就有 $i_{D}$ 。

当 $u_{GS}>0$ 时,沟道增宽, $i_D$ 进一步增加。

当 $u_{GS}$ <0时,沟道变窄, $i_D$ 减小。



#### 定义:

夹断电压( $U_{\mathrm{P}}$ )——沟道刚刚消失所需的栅源电压 $u_{\mathrm{GS}}$ 。

# 3、P沟道耗尽型MOSFET

P沟道MOSFET的工作原理与N沟道

MOSFET完全相同,只不过导电的载流子不同,供电电压极性不同而已。这如同双极型三极管有NPN型和PNP型一样。

# 4. MOS管的主要参数

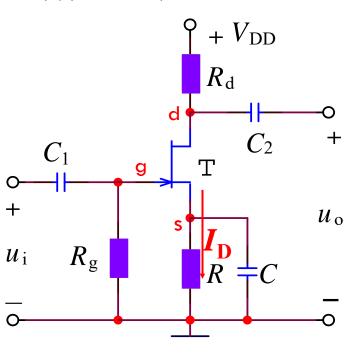
- (1) 开启电压**U**<sub>T</sub>
- (2) 夹断电压Up
- (3) 跨导 $g_{\rm m}$ :  $g_{\rm m} = \Delta i_{\rm D}/\Delta u_{\rm GS}$   $u_{\rm DS} = {\rm const}$
- (4) 直流输入电阻 $R_{GS}$  ——栅源间的等效电阻。由于MOS管栅源间有 $sio_2$ 绝缘层,输入电阻可达 $10^9 \sim 10^{15}$ 。

# 3.2 场效应管放大电路

# 一. 直流偏置电路 保证管子工作在饱和区,输出信号不失真



 $U_{GS} = I_D R$ 



计算
$$Q$$
点:  $U_{GS}$ 、 $I_{D}$ 、 $U_{DS}$ 已知 $U_{P}$ ,由

$$\begin{cases} U_{\text{GS}} = -I_{\text{D}}R \\ I_{\text{D}} = I_{\text{DSS}} (1 - \frac{U_{\text{GS}}}{U_{\text{P}}})^2 \end{cases}$$

可解出Q点的 $U_{GS}$ 、 $I_{D}$ 

再求: 
$$U_{\rm DS} = V_{\rm DD} - I_{\rm D} (R_{\rm d} + R)$$

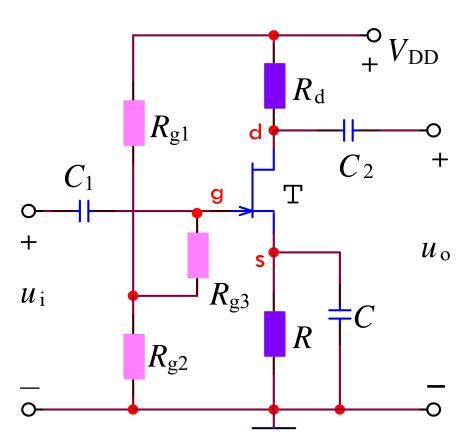
注意: 该电路产生负的栅源电压, 所以只能用于需要负栅源电压的电路。

### 2.分压式自偏压电路



$$U_{GS} = U_{G} - U_{S}$$

$$= \frac{R_{g2}}{R_{g1} + R_{g2}} V_{DD} - I_{D}R$$



计算Q点:

已知 $U_{\mathbf{p}}$ ,由

$$\begin{cases} U_{GS} = \frac{R_{g2}}{R_{g1} + R_{g2}} V_{DD} - I_{D}R \\ I_{D} = I_{DSS} (1 - \frac{U_{GS}}{U_{P}})^{2} \end{cases}$$

可解出Q点的 $U_{GS}$ 、 $I_{D}$ 

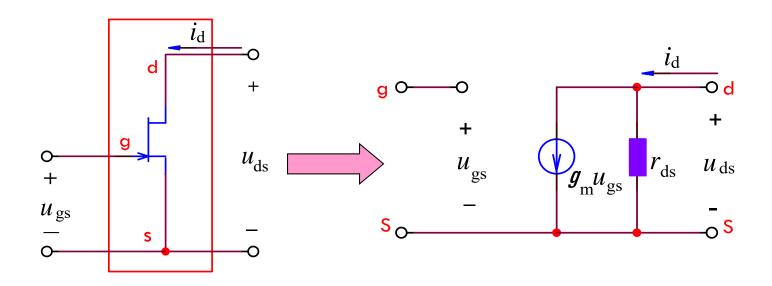
再求:  $U_{\rm DS} = V_{\rm DD} - I_{\rm D} (R_{\rm d} + R)$ 

该电路产生的栅源电压可正可负,所以适用于所有的场效应管电路。

# 二. 场效应管的交流小信号模型



与双极型晶体管一样,场效应管也是一种非线性器件,在交流小信号情况下,也可以由它的线性等效电路—交流小信号模型来代替。

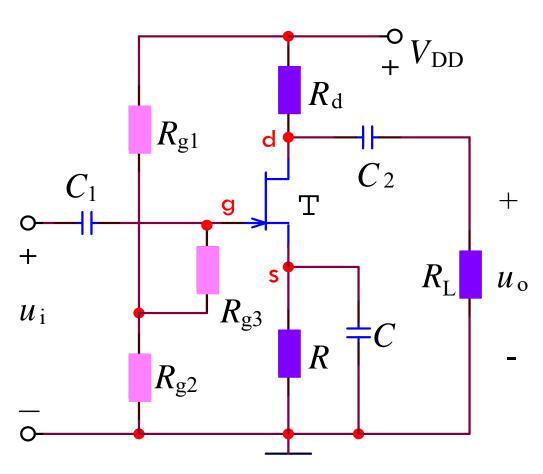


其中:  $g_{\mathbf{m}}u_{\mathbf{gs}}$ 是压控电流源,它体现了输入电压对输出电流的控制作用。称为低频跨导。

 $r_{ds}$ 为输出电阻,类似于双极型晶体管的 $r_{ce}$ 。

# 三. 场效应管放大电路

# 1.共源放大电路



#### 分析:

- (1) 画出共源放大电路的交流小信号等效电路。
- (2) 求电压放大倍数

$$u_{\rm i} = u_{\rm gs}$$
  $u_{\rm os} = -g_{\rm m}u_{\rm gs}(R_{\rm d} /\!/ R_{\rm L})$ 

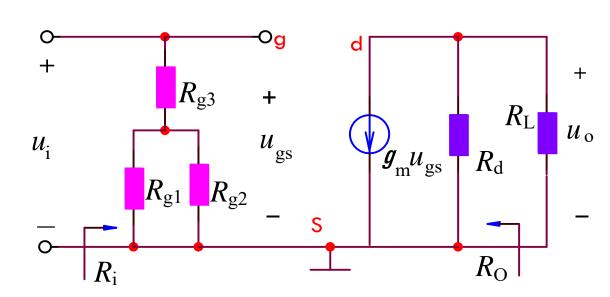
则 
$$A_{\rm u} = \frac{u_{\rm o}}{u_{\rm i}} = -g_{\rm m}(R_{\rm d} /\!/ R_{\rm L})$$

(3) 求输入电阻

$$R_{\rm i} \approx R_{\rm g3} + (R_{\rm g1} // R_{\rm g2})$$

(4) 求输出电阻

$$R_{\rm o} \approx R_{\rm d}$$



### 2.共漏放大电路

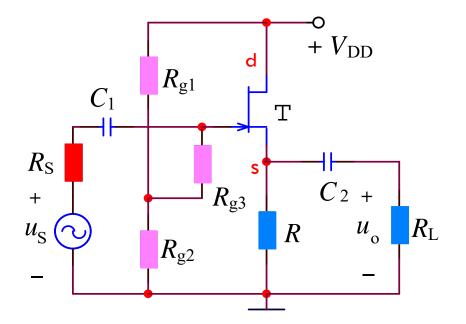
### 分析:

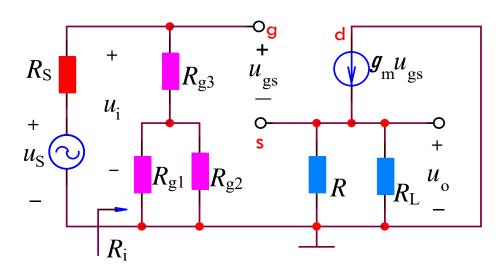
- (1) 画交流小信号等效电路。
- (2) 电压放大倍数

得 
$$A_{\rm u} = \frac{u_{\rm o}}{u_{\rm i}} = \frac{g_{\rm m}(R/\!/R_{\rm L})}{1 + g_{\rm m}(R/\!/R_{\rm L})}$$
≈ 1

(3) 输入电阻

$$R_{\rm i} \approx R_{\rm g3} + (R_{\rm g1} /\!/ R_{\rm g2})$$



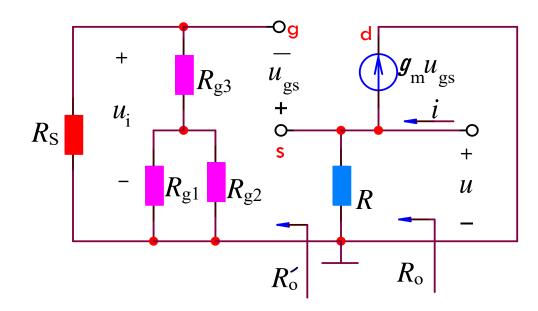


### (4)输出电阻

由图有
$$i = i_R + g_m u_{gs} = \frac{u}{R} + g_m u_{gs}$$

$$u_{gs} = u_o$$

所以 
$$R_0 = \frac{u}{i} = \frac{1}{\frac{1}{R} + g_m} = R / / \frac{1}{g_m}$$



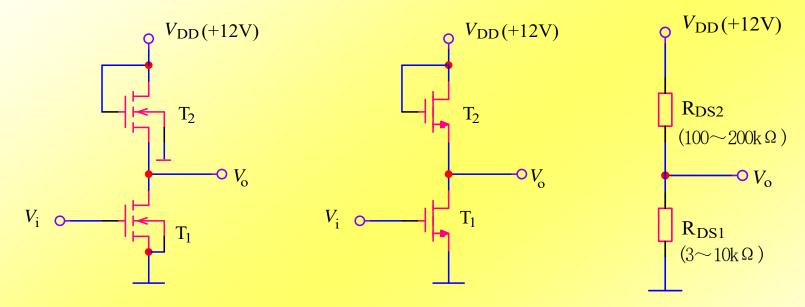
# 小结

- 1. FET分为JFET和MOSFET两种,工作时只有一种载流子参与导电,因此称为单极性型晶体管。FET是一种压控电流型器件,改变其栅源电压就可以改变其漏极电流。
- 2. FET放大器的偏置电路与BJT放大器不同,主要有自偏压式和分压式两种。
- 3. FET放大电路也有三种组态:共源、共漏和共栅。 电路的动态分析需首先利用FET的交流模型建立电路的交流等效电路,然后再进行计算,求出电压放大倍数、输入 电阻、输出电阻等量。

### 2.3 **MOS**逻辑门电路

#### 一、NMOS门电路

#### 1. NMOS非门



逻辑关系:(设两管的开启电压为 $V_{T1}=V_{T2}=4V$ ,且 $g_{m1}>>g_{m2}$ ) (1) 当输入V.为高电平8V时, $T_1$ 导通, $T_2$ 也导通。因为 $g_{m1}>>g_{m2}$ ,所以两管的导通电阻 $R_{DS1}<< R_{DS2}$ ,输出电压为:

$$V_{\mathrm{OL}} = \frac{R_{\mathrm{DS1}}}{R_{\mathrm{DS1}} + R_{\mathrm{DS2}}} V_{\mathrm{DD}} \leq 1 \mathrm{V}$$
 所以输出为低电平。

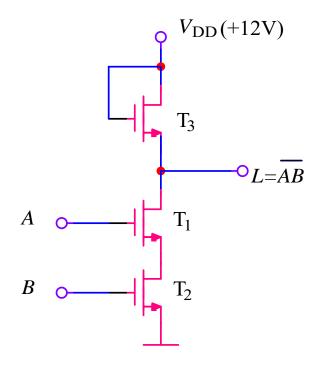
#### (2) 当输入 $V_i$ 为低电平0V时,

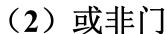
 $T_1$ 截止, $T_2$ 导通。所以输出电压为 $V_{OH} = V_{DD} - V_T = 8V$ ,即输出为高电平。

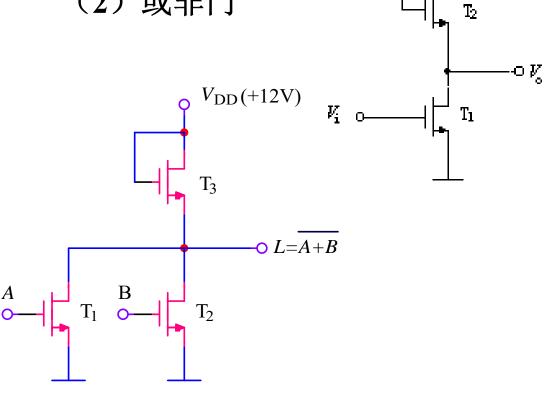
所以电路实现了非逻辑。

### 2. NMOS门电路

(1) 与非门



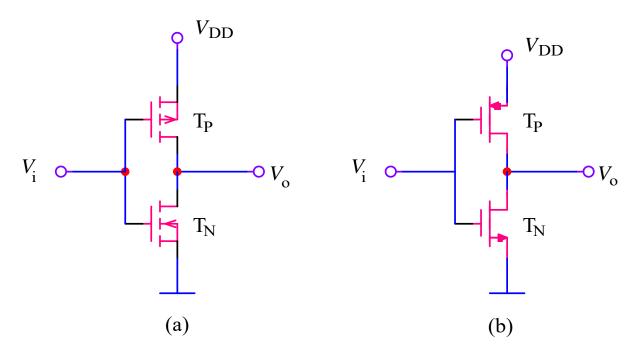




 $V_{DD}(+12V)$ 

#### 二、CMOS非门

#### CMOS逻辑门电路是由N沟道MOSFET和P沟道MOSFET互补而成。



#### 1. 逻辑关系:

(设
$$V_{DD}$$
> ( $V_{TN}$ + $|V_{TP}|$ ),且 $V_{TN}$ = $|V_{TP}|$ )

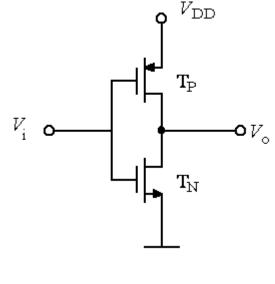
- (1) 当 $V_i$ =0V时, $T_N$ 截止, $T_p$ 导通。输出 $V_o \approx V_{DD}$ 。
- (2) 当 $V_i = V_{DD}$ 时, $T_N$ 导通, $T_P$ 截止,输出 $V_O \approx 0V$ 。

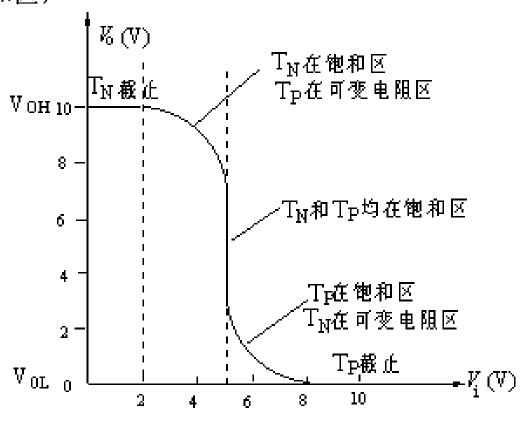
### 2. 电压传输特性: (设: $V_{DD}$ =10V, $V_{TN}$ =| $V_{TP}$ |=2V)

- (1) 当 $V_i$ <2V, $T_N$ 截止, $T_p$ 导通,输出 $V_o \approx V_{DD}$ =10V。
- (2) 当2 $\mathbf{V} < \mathbf{V}_i < 5\mathbf{V}$ , $\mathbf{T}_N$ 工作在饱和区, $\mathbf{T}_p$ 工作在可变电阻区。
- (3) 当 $\mathbf{V_i}$ =5 $\mathbf{V}$ ,两管都工作在饱和区, $\mathbf{V_o}$ =( $\mathbf{V_{DD}}/2$ )=5 $\mathbf{V}$ 。
- (4) 当5**V**<**V**<sub>i</sub><8**V**, **T**<sub>p</sub>工作在饱和区, **T**<sub>N</sub>工作在可变电阻区。
- (5) 当V<sub>i</sub>>8V, T<sub>p</sub>截止, T<sub>N</sub>导通,输出V<sub>o</sub>=0V。 可见:

CMOS门电路的阈值电压

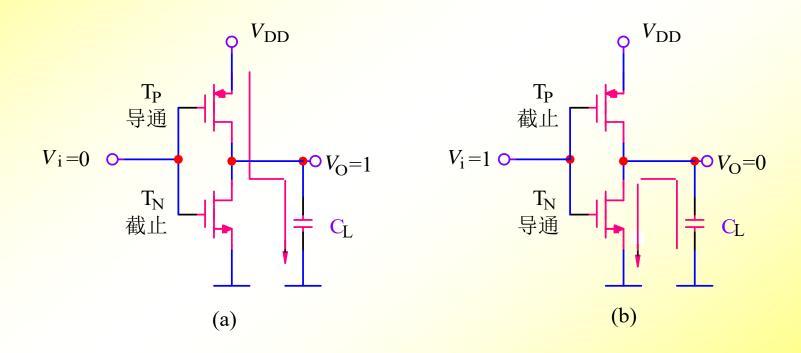
 $V_{\rm th} = V_{\rm DD}/2$ 





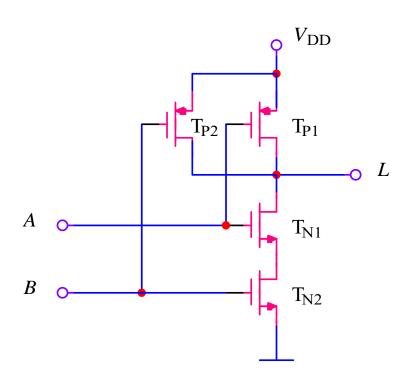
### 3. 工作速度

由于CMOS非门电路工作时总有一个管子导通,所以当带电容负载时,给电容充电和放电都比较快。CMOS非门的平均传输延迟时间约为10ns。

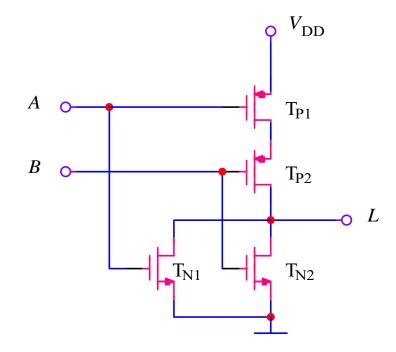


# 三、其他的CMOS门电路

- 1. CMOS与非门和或非门电路
  - (1) 与非门



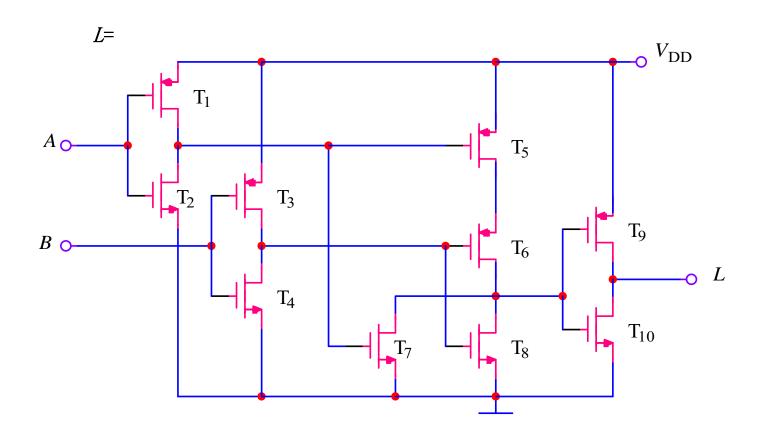
• (2) 或非门



#### (3) 带缓冲级的门电路

为了稳定输出高低电平,可在输入输出端分别加反相器作缓冲级。下图所示为带缓冲级

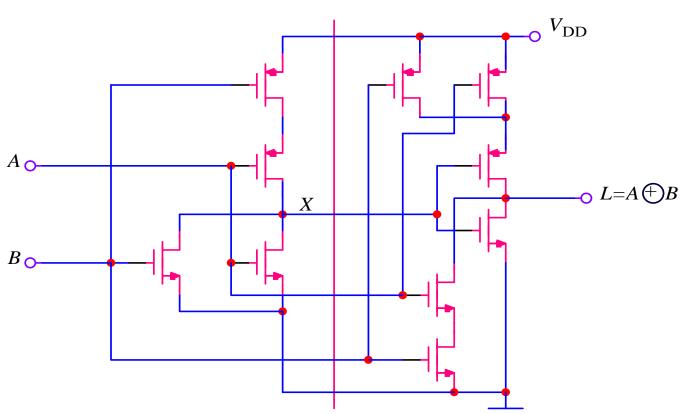
的二输入端与非门电路。 
$$\overline{A} + B = \overline{A} \cdot B$$



### 2. CMOS异或门电路

由两级组成,前级为或非门,输出为  $X = \overline{A + B}$  后级为与或非门,经过逻辑变换,可得:

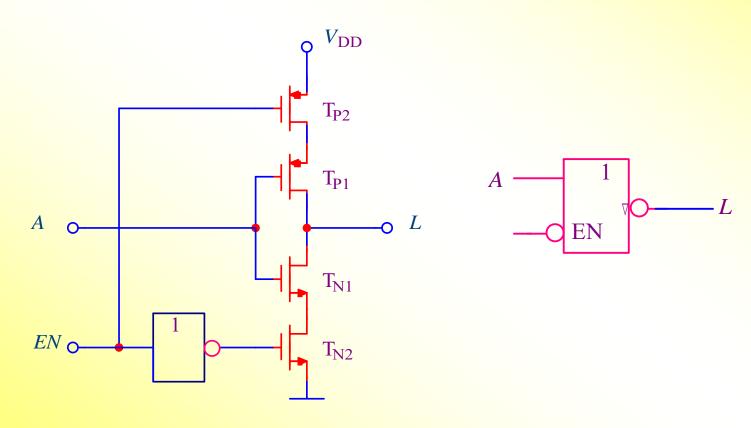
$$L = \overline{A \cdot B + X} = \overline{A \cdot B + \overline{A + B}} = \overline{A \cdot B + \overline{A} \cdot \overline{B}} = A \oplus B$$



### 3. CMOS三态门

工作原理:

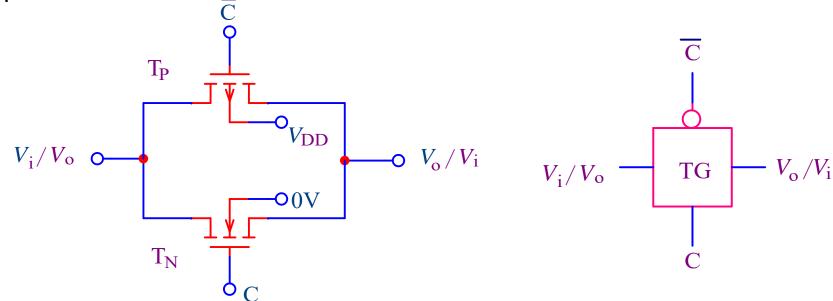
当EN=0时, $\mathbf{T}_{P2}$ 和 $\mathbf{T}_{N2}$ 同时导通,为正常的非门,输出  $L=\overline{A}$ 当EN=1时, $\mathbf{T}_{P2}$ 和 $\mathbf{T}_{N2}$ 同时截止,输出为高阻状态。 所以,这是一个低电平有效的三态门。



#### 4. CMOS传输门

工作原理: (设两管的开启电压 $V_{TN}=|V_{TP}|$ )

- (1) 当C接高电平 $V_{DD}$ ,C接低电平0V时,若 $V_i$ 在0V~ $V_{DD}$ 的范围变化,至少有一管导通,相当于一闭合开关,将输入传到输出,即 $V_o$ = $V_i$ 。
- (2) 当C接低电平0V, 接高电平 $V_{DD}$ , $V_i$ 在0V  $\sim V_{DD}$ 的范围变化时, $T_N$ 和  $T_p$ 都截止,输出呈高阻状态,相当于开关断开。



### 四、CMOS逻辑门电路的系列及主要参数

- 1. CMOS逻辑门电路的系列
  - (1) 基本的CMOS—4000系列。
  - (2) 高速的CMOS—HC系列。
  - (3)与TTL兼容的高速CMOS—HCT系列。
- 2. CMOS逻辑门电路主要参数的特点
- (1)  $V_{OH \text{ (min)}} = 0.9 V_{DD}$ ;  $V_{OL \text{ (max)}} = 0.01 V_{DD}$ 。 所以CMOS门电路的逻辑摆幅(即高低电平之差)较大。
- (2) 阈值电压 $V_{th}$ 约为 $V_{DD}/2$ 。
- (3) **CMOS**非门的关门电平 $V_{\text{OFF}}$ 为0.45 $V_{\text{DD}}$ ,开门电平 $V_{\text{ON}}$ 为0.55 $V_{\text{DD}}$ 。因此,其高、低电平噪声容限均达0.45 $V_{\text{DD}}$ 。
- (4) CMOS电路的功耗很小,一般小于1 mW/门;
- (5) 因CMOS电路有极高的输入阻抗,故其扇出系数很大,可达50。