

# § 5.3 电流源偏置电路

lugh@ustc.edu.cn 2016年11月8日

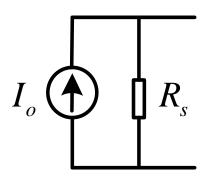
## 是细

- 1. 镜像电流源
- 2. 微电流源
- 3. 比例电流源
- 4. 多路输出电流源
- 5. 电流源用于电平移动电路

## 1. 镜像电流源

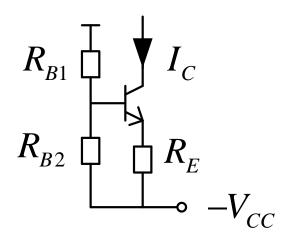
### ■理想电流源

□ 直流电流恒定,不因外电路的改变而变化,且交流内 阻无穷大



## 1. 镜像电流源

### ■ BJT基本电流源电路

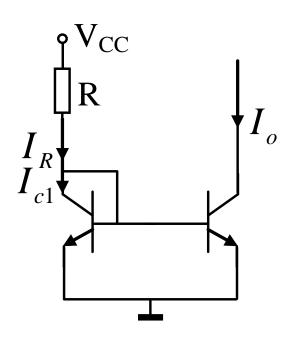


- □ 将BJT偏置在线性放大区,则集电极静态电流I<sub>c</sub>保持恒定,可视作恒流源
- □ 基本电流源温度稳定性较差,实际更常用的是镜像电流源

4

## (1) 基本型

### ■电路结构



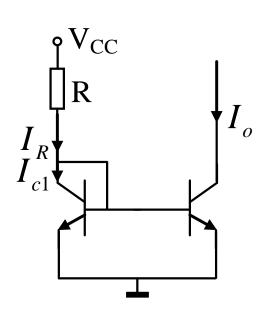
基准电流(参考电流)

5

$$I_{R} = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R}$$

## (1) 基本型





$$I_{E} = I_{S}e^{\frac{V_{BE}}{V_{T}}}$$

$$I_{o} = I_{C2} = I_{C1} = I_{R} - 2I_{B}$$

$$\beta >> 2 \Rightarrow I_{o} = \frac{I_{R}}{1 + \frac{2}{\beta}} \approx I_{R}$$

#### ■说明

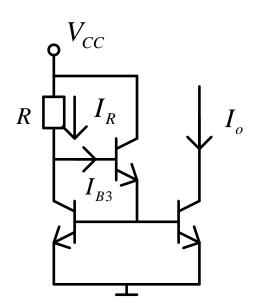
□输出电流与基准电流近似相等,可看做其镜像(对称)

## (2) 改进型

### ■ 设计目标

□ 尽可能减小两管基极电流对基准电流的分流影响,或者说,降低晶体管 β 值对电流精度和稳定性的影响

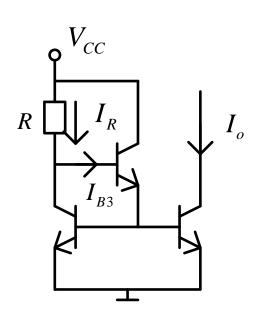
### ■电路结构



基准电流:  $I_R = \frac{V_{CC} - 2V_{BE}}{R}$ 

## (2) 改进型

### ■ 直流分析



$$I_{R} = I_{C1} + I_{B3} = I_{C1} + \frac{2I_{B}}{1+\beta}$$

$$= I_{C1} \left( 1 + \frac{2}{\beta (1+\beta)} \right)$$

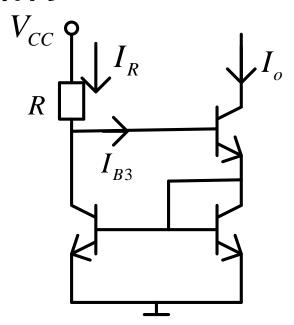
$$\Rightarrow I_{o} = I_{C1} = \frac{I_{R}}{1 + \frac{2}{\beta (1+\beta)}}$$

## (3) 反馈型



□进一步提高输出阻抗

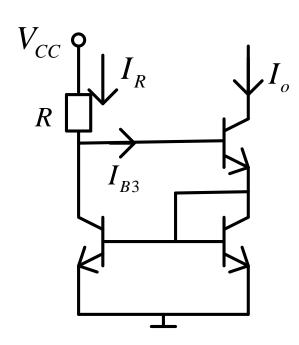
### ■电路结构



基准电流: 
$$I_R = \frac{V_{CC} - 2V_{BE}}{R}$$

## (3) 反馈型

### ■ 直流分析



$$I_{R} = I_{C1} + I_{B3} = \beta I_{B} + \frac{2I_{B} + \beta I_{B}}{1 + \beta} = I_{B} \left( \beta + \frac{2 + \beta}{1 + \beta} \right)$$

$$\Rightarrow I_{B} = \frac{I_{R}}{\beta + \frac{2 + \beta}{1 + \beta}}$$

$$\Rightarrow I_{o} = \beta I_{B3} = \beta \frac{2 + \beta}{1 + \beta} \frac{I_{R}}{\beta + \frac{2 + \beta}{1 + \beta}} = \frac{I_{R}}{1 + \frac{2}{\beta} (\beta + 2)}$$

输出阻抗: 
$$r_o \approx \frac{\beta}{2} r_c$$

### 1. 镜像电流源

#### ■应用

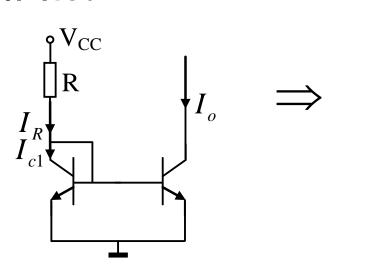
- □ 镜像电流源一般可提供mA 量级的电流,可作放大电路的集电极、发射极偏置电流
- □ 镜像电流源提供的输出电流即基准电流,若要为基极 提供偏置电流,基准电阻取值较大,然而制作大电阻 不便于集成,故需采用微电流源

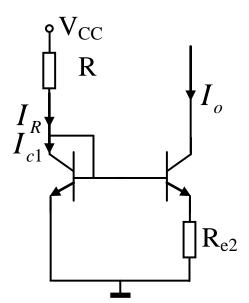
## 2. 微电流源电路

### ■基本思路

□ 通过串入电阻,降低**T2**管的 $V_{BE}$  使得  $V_{BE2} < V_{BE1}$ ,进而降低**T2**管输出电流

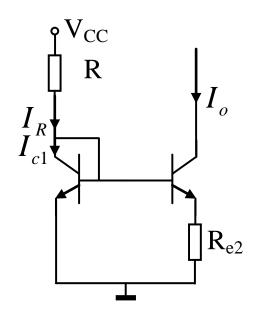
### ■电路结构





## 2. 微电流源电路

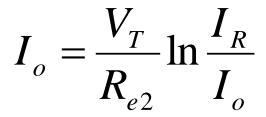




基准电流: 
$$I_R = \frac{V_{CC} - V_{BE}}{R}$$

$$\begin{split} V_{BE1} &= V_{BE2} + I_o R_{e2} \\ I_o R_{e2} &= V_{BE1} - V_{BE2} = V_T (\ln \frac{I_{E1}}{I_{s1}} - \ln \frac{I_{E2}}{I_{s2}}) \\ &= V_T \ln \frac{I_{E1}}{I_{E2}} = V_T \ln \frac{I_R}{I_o} \\ I_o &= \frac{V_T}{R_{e2}} \ln \frac{I_R}{I_o} \end{split}$$

## 2. 微电流源电路

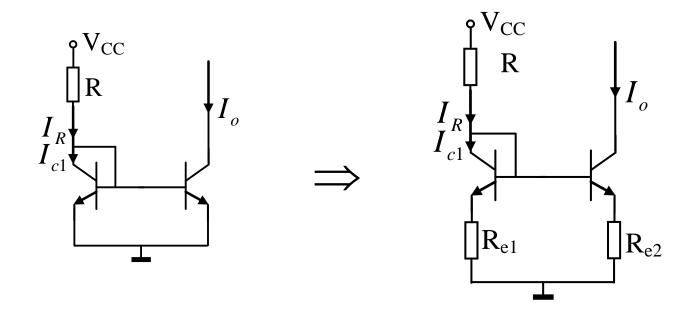


对 $I_R = 1mA$ ,若要求 $I_0 = 10\mu$ A,则可得室温下  $R_e = 12k\Omega$ ,其上压降很小为0.12V,而电流已 经下降了100倍

## 3. 比例电流源

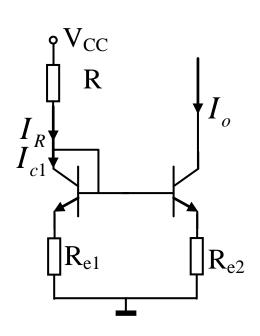
### ■设计目标

□输出电流与基准电流呈比例关系



## 3. 比例电流源

#### ■ 直流分析



$$V_{BE1} + I_R R_{e1} = V_{BE2} + I_o R_{e2}$$

$$I_o R_{e2} - I_R R_{e1} = V_{BE1} - V_{BE2} = V_T \ln \frac{I_R}{I_o}$$

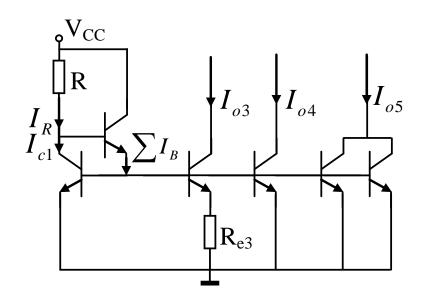
$$I_o \frac{1}{10} < \frac{I_R}{I_o} < 10 \Rightarrow$$

$$\left| V_T \ln \frac{I_R}{I_o} \right| < 26mV \times \ln 10 = 60mV$$

$$\Rightarrow I_o \approx I_R \frac{R_{e1}}{R_{e2}}$$

## 4. 多路输出电流源

### ■电路结构



$$I_{o3}$$
: 微电流源, $I_{o3} = \frac{V_T}{R_{e3}} \ln \frac{I_R}{I_{o3}}$ 

$$I_{o4}$$
: 镜像电流源, $I_{o4} = I_R$ 

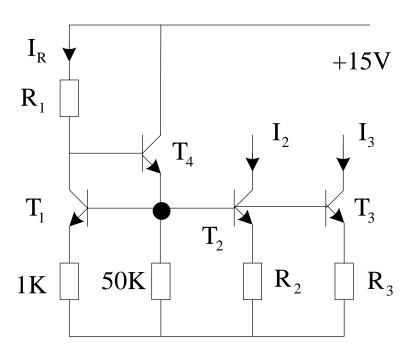
$$I_{o5} = ?$$

□注意误差累积效应,输出支路不能无限制增加下去

## 4. 多路输出电流源

### ■ 例: 电流源电路分析

已知 $I_R = 1$ mA, $T_1 \sim T_4$ 的 $\beta >> 1$ , $V_{BEON} = 0.7$ V,若要求 $I_2 = 1$ mA, $I_3 = 0.5$ mA, $求R_1$ , $R_2$ , $R_3$ 。



## 4. 多路输出电流源

#### 解:

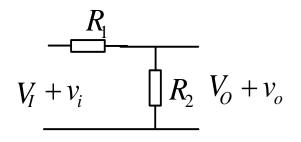
### ■必要性

- □ 为了解决多级放大器的零输入-零输出问题,需要引入 电平移动电路
- □ 电平移动电路在改变直流电平的同时,不应该损失交 流信号

### ■ 可选方案

- □使用电流源电路
- □使用互补电路 (PNP 管与NPN管同时使用)

### ■ 电阻分压式电平移动电路



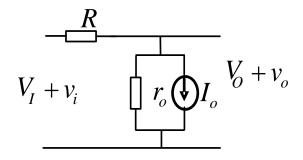
$$V_O = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_I$$

$$v_o = \frac{R_2}{R_1 + R_2} v_i$$

### ■说明

□ 分压式电平移动电路对直流和交流信号均进行分压, 导致交流信号损失严重,不能满足设计要求

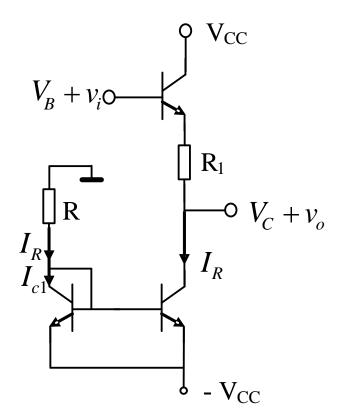
### ■ 电流源用于电平移动电路



$$V_o = V_i - I_o R$$

$$v_o = \frac{r_o}{r_o + R} v_i \approx v_i$$

### ■实际电路





$$I_R = rac{V_{CC} - V_{BEON}}{R}$$
  $V_C = V_B - V_{BEON} - I_R R_1$ 

### ■ 交流分析

$$v_o = \frac{r_o}{r_o + R_1} v_i \approx v_i$$