# 电路

### 电路 第一章 直流电流 基尔霍夫定律 支路 结点 网孔 **KCL** KVL 单口网络及等效 单口网络 (二端网络) 等效交换 支路电流法 求解过程 结点电压法 求解过程 回路电流法 求解过程 叠加定理 求解过程 等效电源定理 戴维南等效电路 诺顿等效电路 求最大功率 求 吸收/释放 功率 第二章 一阶动态电路的暂态分析 电容元件与电感元件 电容的伏安特性 电感的伏安特性 换路定则及其初始条件 换路定则 初始值的计算 RC电路响应分析(电容) RL电路响应分析(电感) 一阶电路响应 第三章 正弦稳态电路 正弦交流电的基本概念 交流变量相加 交流变量乘除 三种基本元件的阻抗 相量图 正弦稳态电路的功率 有功功率 无功功率 功率因数

```
视在功率
复功率
莫拟集成运
```

#### 第四章 模拟集成运算放大器

集成运算放大电路模型

虚断路(理想化)

虚短路 (理想化)

运算放大器电压传输特性

反向电压传输特性

负反馈

#### 第五章 半导体二极管及其直流稳压

二极管的特征

N型半导体

P型半导体

PN结

二极管电路分析

判断导通

恒压降模型

直流稳压电源

#### 第六章 晶体三极管及其放大电路

三极管基本结构

发射结

集电结

晶体管的类型

三极管类型判断

晶体管放大的外部条件

三极管基本知识

- 1. 电流特性
- 2. 放大电路画法

直流通路

交流通路

3. 参数等效模型

下标大小写

放大电路的分析

静态分析

静态工作点(Q)

基本放大电路

直流分析

交流分析

阻容耦合放大电路

直流分析

交流分析

共集电极放大电路

共基极放大电路

静态工作点稳定电路

第七章 场效应管及其放大电路

基本结构

概念

FET的直流偏置要求

JFET

增强型MOS管 耗尽型MOS管 直流偏置电路

> 栅极电阻  $R_G$  作用 源极电阻  $R_S$  作用 源极电阻  $R_D$  作用

静态分析 动态分析

第八章 低频功率放大电路 频率响应的基本概念

自给偏压

幅频与相频

波特图

第九章 负反馈放大电路 第十章 信号产生与处理电路 各放大电路优缺点

# 第一章 直流电流

### 基尔霍夫定律

### 支路

无分支的一段电路, 不包括导线

一个支路中电流相同

### 结点

三条及以上支路的连接点,一根导线加两个支路只有一个节点

#### 网孔,

内部不另含支路的回路

#### KCL

流入和流出任一节点的所有电流的代数和为零

#### **KVL**

对任一回路,沿着指定的回路绕行方向,各元件两端的电压代数和为零

(+ -> - 为正) 高压 -> 低压

## 单口网络及等效

### 单口网络 (二端网络)

只有一个端口 (一对端钮) 与外部电路连接的电路。

### 等效交换

电源: - -> + 与电阳相反

1. 电流源并联:  $i_s = \sum_{k=1}^i u_{sk}$ 

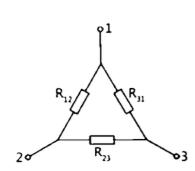
2. 电压源串联:  $u_s = \sum_{k=1}^n u_{sk}$ 

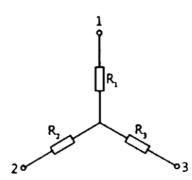
3. 电压源与电流源串联: 省略电压源 4. 电压源与电流源并联: 省略电流源

5. 电流源与电阻并联 <-> 电压源与电阻串联

6. **△-Y**等效变换

$$R_1 = \frac{R_{12} \cdot R_{31}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$





△变Y: Y形电阻=△形相邻电阻乘积 △形电阻之和

$$R_{1} = \frac{R_{12} \cdot R_{31}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}} \qquad R_{2} = \frac{R_{12} \cdot R_{23}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}} \qquad R_{3} = \frac{R_{23} \cdot R_{31}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$

$$R_2 = \frac{R_{12} \cdot R_{23}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$

$$R_3 = \frac{R_{23} \cdot R_{31}}{R_{12} + R_{23} + R_{31}}$$

Y变△: △形电阻= Y形电阻两两乘积之和 Y形不相邻电阻

$$R_{12} = \frac{R_1 \cdot R_2 + R_2 \cdot R_3 + R_1 \cdot R}{R_2}$$

$$R_{23} = \frac{R_1 \cdot R_2 + R_2 \cdot R_3 + R_1 \cdot R_3}{R_1}$$

$$R_{12} = \frac{R_1 \cdot R_2 + R_2 \cdot R_3 + R_1 \cdot R_3}{R_2} \qquad R_{23} = \frac{R_1 \cdot R_2 + R_2 \cdot R_3 + R_1 \cdot R_3}{R_1} \qquad R_{31} = \frac{R_1 \cdot R_2 + R_2 \cdot R_3 + R_1 \cdot R_3}{R_2}$$

若三个电阻相等,则R<sub>△</sub>=3R<sub>Y</sub>

## 支路电流法

以支路电流为求解变量的分析方法

### 求解过程

- 1. 找出n个结点, b条支路
- 2. 标出支路电流方向
- 3. 根据KCL列出**结点-1**个独立的节点电流方程,回路中的支路不能只有电流源
- 4. 选定独立回路并指定每个回路的**绕行方向**,再根据KVL列出**支路-结点 +1**个回路电压方程
- 5. 解出各支路电流

### 结点电压法

适用于节点少支路多的电路

任选一**节点**作为参考,将其他节点到参考节点的**电压降**作为该节点的电压。 以**节点电压**为未知量,将各支路电流用节点电压表示,利用**KCL**列出独立电流方程求解。(+ -> - 为正)

#### 求解过程

- 1. 给待求项相关结点标上0, 并给其他所有节点标号
- 2. 将直接与电流源串联的电阻变导线,直接与电压源并联的电阻变断路。让 $G_{nn}=rac{1}{2}$   $G_{nn}=$
- 3. 让 $G_{12}=-rac{1}{\frac{1}{\frac{k}{B}$  所有非零结点两两直接相连
- 4. 让 $I_{Snn}=rac{\mathtt{e}_{\mathrm{L}}}{\mathrm{f}_{\mathrm{f}}}$ 之和 + 电流源产生电流之和(流入结点为正,电压源**由负到正**产生电流),求所有节点
- 5. 列出方程求解, $U_{10} = 4 \pm 1$  如 0 的 电位差

$$\begin{cases} G_{11}U_{10} + G_{12}U_{20} + G_{13}U_{30} = I_{11} \\ G_{21}U_{10} + G_{22}U_{20} + G_{23}U_{30} = I_{22} \\ G_{31}U_{10} + G_{32}U_{20} + G_{33}U_{30} = I_{33} \end{cases}$$

### 回路电流法

#### 求解过程

- 1. 找出n个结点, b条支路, 取(支路-结点+1)条回路标号, 并指定回路电流绕行方向
- 2. 令  $R_{nn} = \text{回路} n$ 的电阻之和,求所有回路
- 3. 令  $R_{12} = R_{21} = \log 1$ 和 2共有的电阻之和 (电阻在两回路的电流反向则为负),比较所有电阻
- 4. 令  $u_{Snn}=$  🛮 🖺 日本  $u_{Snn}=$  🖺 日本  $u_{Snn}=$  🖺 日本  $u_{Snn}=$   $u_{S$
- 5. 对每个回路列方程

$$\begin{cases} R_{11}i_1 + R_{12}i_2 + R_{13}i_3 = u_{S11} \\ R_{21}i_1 + R_{22}i_2 + R_{23}i_3 = u_{S22} \\ R_{31}i_1 + R_{32}i_2 + R_{33}i_3 = u_{S33} \end{cases}$$

6. 各支路电流 = 该支路所属回路电流之和

### 叠加定理

由多个独立电源在某一支路产生的电压和电流等于各个**电源独立作用**的代数和

### 求解过程

- 1. 找出待求部分,让其**内部**的电压源短路,电流源开路,求出此时 待求部分
- 2. 恢复待求部分,让其**外部**的电压源短路,电流源开路,求出此时 待求部分"
- 3. 待求部分= 待求部分 ' + 待求部分 "

## 等效电源定理

适用于复杂电路中计算某一特定支路的电压或电流

将待求支路看作外电路, 其余部分替换为等效电源

#### 戴维南等效电路

任一单口网络,对外电路而言,可用一个理想电压源和一电阻**串联**来等效

- 1. 用**基尔霍夫电压定律**计算开路电压,计算理想电压源  $U_{cc}$  (接口电压)
- 2. 可直接电流源开路电压源短路,求开路电阻,或在开路处接上独立电源  $U_s$ ,令原电路的电压源短路电流源断路, 求出支路上的  $U_s$  和  $I_s$ , $R_{eq}=rac{U_s}{I_s}$
- 3. 将电阻  $R_{eq}$  和电压源  $U_{oc}$  串联,形成等效电源

### 诺顿等效电路

任一单口网络,对外电路而言,可用一个理想电流源和一电阻并联来等效

- 1. 用导线连接接口、求接口的导线电流  $I_{sc}$
- 2. 可直接电流源开路电压源短路,求开路电阻,或在开路处接上独立电源  $U_s$ ,令原电路的电压源短路电流源断路,求出流经  $U_s$  的电流  $I_s$ ,  $R_{eq}=\frac{U_s}{I_s}$
- 3. 将电阻  $R_{eq}$  和电流源  $I_{sc}$  并联,形成等效电源

### 求最大功率

- 1. 拿出可变电阻形成开路,用等效电源定律求出 $\,u_{oc}\,$ 和 $\,R_{eq}\,$
- 2. 当 $R_L=R_{eq}$ 时, $P_{max}=rac{u_{oc}^2}{4R_{ea}}$

### 求 吸收/释放 功率

- 1. 电阻恒定吸收功率
- 2. 电源:元件中电流从高电压流经低电压则吸收功率(电压和电流同向)

# 第二章 一阶动态电路的暂态分析

## 电容元件与电感元件

### 电容的伏安特性

电容:阻止电压突变

$$egin{align} u_C &= u_v(t_0) + rac{1}{C} \int_{t_0}^t i_C( au) d au = u_C(\infty) + [u_C(0_+) - u_C(\infty)] e^{-rac{t-t_0}{ au}} ( au = RC) \ &i_C = rac{dq}{dt} = C rac{du_C}{dt} \ &w_C(t) = rac{1}{2} C u_C^2(t) \ \end{aligned}$$

### 电感的伏安特性

电感:阻止**电流**突变

$$i_L = i_L(t_0) + rac{1}{L} \int_{t_0}^t u_L(\xi) d(\xi) = i_L(\infty) + [i_L(0_+) - i_L(\infty)] e^{-rac{t - t_0}{ au}} ( au = rac{L}{R})$$

$$u_L = L rac{di_L}{dt}$$

$$w_L(t)=rac{1}{2}L~i_L^2(t)$$

# 换路定则及其初始条件

电路中开关的接通、断开, 元件参数的变化统称为换路

时间常数:  $\tau = CR$ 

0+:换路前一瞬间

0 : 换路后一瞬间

### 换路定则

换路时**电容上的电压**,**电感上的电流**不能跃变

$$u_C(0_+)=u_C(0_-)$$

$$i_L(0_+) = i_L(0_-)$$

### 初始值的计算

- 0\_ 时, 电容=开路, 电感=短路
- 0+ 时, 电容=电压源, 电感=电流源

### RC电路响应分析(电容)

- 1. 画出开始状态与变化后状态的电路图
- 2. 将**电容开路**,求出两状态稳定时电容两端电压  $u_C(0_+)$  和  $u_C(\infty)$
- 3. 找出开始突变时间  $t_0$
- 4. 找出时间常数 $\tau=RC$ ,将**变化后**电路的电压源短路电流源开路,并去掉电容后,电容两端的等效电阻为R
- 5. 套公式  $u_C = u_C(\infty) + [u_C(0_+) u_C(\infty)]e^{-\frac{t-t_0}{\tau}} (\tau = RC) i_C = C\frac{du_C}{dt}$

### RL电路响应分析(电感)

- 1. 画出开始状态与变化后状态的电路图
- 2. 将**电感短路**,求出两状态稳定时电感两端电流  $i_L(0_+)$  和  $i_L(\infty)$
- 3. 找出开始突变时间  $t_0$
- 4. 找出时间常数  $au = \frac{L}{R}$ ,将**变化后**电路的电压源短路电流源开路,并去掉 电感后,电容两端的等效电阻为R
- 5. 套公式  $i_L=i_L(\infty)+[i_L(0_+)-i_L(\infty)]e^{-\frac{t-t_0}{\tau}}(\tau=\frac{L}{R})\;u_L=L\frac{di_L}{dt}$

## 一阶电路响应

名称	开始	后来
零输入响应	通电	断电
零状态响应	断电	通电
全响应	通电	通电

# 第三章 正弦稳态电路

## 正弦交流电的基本概念

$$u=U_m sin(\omega t+arphi)$$
 ( $arphi$ 左加右滅) $i=I_m sin(\omega t+arphi)$  ( $arphi$ 左加右滅) $\omega t=2\pi ft=rac{2\pi t}{T}$ 

## 交流变量相加

$$egin{aligned} i &= I_m sin(\omega t + arphi) \ \dot{I} &= rac{I_m}{\sqrt{2}}(cosarphi + sinarphi \cdot j) = a + bj \ i &= \sqrt{2} \cdot \sqrt{a^2 + b^2} sin(\omega t + heta) \ \ \ (tan heta = rac{b}{a}) \end{aligned}$$

## 交流变量乘除

$$egin{align} \dot{I} &= rac{I_m}{\sqrt{2}} \angle arphi & \dot{U} = rac{U_m}{\sqrt{2}} \angle arphi \ Z &= a + b j = \sqrt{a^2 + b^2} \angle heta & (tan heta = rac{b}{a}) \ & rac{x \angle arphi_1}{y \angle arphi_2} = rac{x}{y} \angle (arphi_1 - arphi_2) \ & x \angle arphi_1 \cdot y \angle arphi_2 = xy \angle (arphi_1 + arphi_2) \ \end{aligned}$$

# 三种基本元件的阻抗

元件	电阻	电感	电容	感抗	容抗
Z值	R	$\omega L j$	$rac{-j}{\omega C}$	$\omega L$	$\frac{1}{\omega C}$

## 相量图

**电流经过**R:  $\dot{U}_R$ 与 $\dot{I}$ 相向

**电流经过**L:  $\dot{U}_L$ 与 $\dot{I}$  超前90度(感压超前: 逆时针)

**电流经过**C:  $\dot{U}_C$ 与 $\dot{I}$  滞后90度(容压滞后: 顺时针)

## 正弦稳态电路的功率

### 有功功率

**纯电阻**只有**有功**功率

有功功率:
$$P=\left\{egin{array}{l} UIcosarphi \ & \ rac{U^2}{|Z|}cosarphi \ & \ I^2|Z|cosarphi \end{array}
ight.$$

### 无功功率

**纯电感**和**纯电容**只有**无功**功率

功率因数

$$tanarphi = rac{Q_{\scriptscriptstyle ar{f z}}}{P_{\scriptscriptstyle ar{f z}}}$$

视在功率

$$S_N = \sqrt{P^2 + Q^2}$$

复功率

$$\overline{S} = P + iQ$$

# 第四章 模拟集成运算放大器

放大电路分析

康华光模电精讲

## 集成运算放大电路模型

差模输入电压:  $u_{id} = u_{i+} - u_{i-}$ 

开环放大倍数:  $A_{uo}$ 

#### 虚断路(理想化)

$$R_i 
ightarrow \infty \ R_o 
ightarrow 0 \ A_{uo} 
ightarrow \infty \ I_{i+} = I_{i-} = 0$$

### 虚短路 (理想化)

$$u_{i+} = u_{i-}$$
$$u_{id} = 0$$

## 运算放大器电压传输特性

线性放大区(虚短路):  $u_o = A_{uo}(u_{i+} - u_{i-}) = A_{uo}u_{id}$ 

限幅区:  $u_o = U_{CC}$  或  $u_o = U_{EE}$ 

## 反向电压传输特性

扩大线性区——引入负反馈

$$u_i d = rac{R_2}{R_1 + R_2} u_i + rac{R_1}{R_1 + R_2} u_o \ u_o = -rac{R_2}{R_1} u_i$$

### 负反馈

将反馈信号引向反相输入端

使反馈信号抵消部分输入信号

保证在输入信号较大时, $U_{id}$  仍然很小,且在"虚短路"范围内

从而集成运算放大器工作在线性放大区

# 第五章 半导体二极管及其直流稳压

### 二极管的特征

#### N型半导体

在硅晶体中掺入五价元素磷

### P型半导体

在硅晶体中掺入三价元素硼

#### PN结

正极接P, 负极接N, 低电阻, 导通

死区电压:正向电压很小时,正向电流激增

**击穿电压**:反向电压很大时,反向电流锐减

## 二极管电路分析

#### 判断导通

- 1. 断开二极管,断点的电压参考方向与二极管一致
- 2. 根据电路分析电压差
- 3. 电压差大于0则导通, 反之截止
- 4. 若两管均满足导通条件,则压差大者优先导通

### 恒压降模型

## 直流稳压电源

- 1. 变压
- 2. 整流
- 3. 滤波
- 4. 稳压

# 第六章 晶体三极管及其放大电路

## 三极管基本结构

基极B

发射极E

集电极C

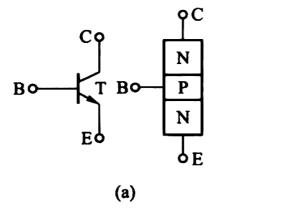
#### 发射结

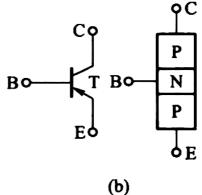
基区和发射区之间的结

#### 集电结

基区和集电区之间的结

## 晶体管的类型





## 三极管类型判断

1. 中间电位为基极B

2. **c 硅管**: 与基极B相差**0.7**为发射极E **c 锗管**: 与基极B相差**0.3**为发射极E

# 晶体管放大的外部条件

发射结正偏、集电结反偏

## 三极管基本知识

1. 电流特性

三极管处于放大区时:

$$I_E = I_B + I_C \ \overline{eta} = rac{I_C}{I_B}$$

### 2. 放大电路画法

### 直流通路

电容开路

交流信号源短路

### 交流通路

电容短路

直流电压源短路

3. 参数等效模型

三极管可等效为电阻  $r_{be}$  与可变电流源  $i_c$ 

## 下标大小写

交流:  $u_i$ 

直流:  $U_I$ 

混合:  $u_I$ 

# 放大电路的分析

静态分析

#### 静态工作点(Q)

静态工作点选择不合适导致电路失真

对未失真的电路进行动态分析

$$egin{align} I_{EQ} &= I_{CQ} + I_{BQ} pprox I_{CQ} \ r_{be} &= r_{bb'} + (1+eta) rac{U_T}{I_{EQ}} \ \end{array}$$

### 基本放大电路

### 直流分析

 $I_{BQ} 
ightarrow I_{CQ} 
ightarrow U_{CEQ}$ 

- 1. 画出直流通路, 电容开路, 交流信号源短路
- 2.  $V_{CC}$  接地连通,由 KVL 求得  $I_{BQ}$
- 3.  $I_{CQ}=\beta I_{BQ}$
- 4. 由 KVL 求出  $U_{CEO}$

#### 交流分析

- 1. 画出交流通路,电容短路,直流电压源短路, $V_{CC}$  接地
- 2. 将三极管等效,be等效为电阻  $r_{be}$  ,ce等效为可变电流源  $i_c$
- 3. 求解

由 KVL 求得:

$$u_o = -i_c \cdot R_c \ u_i = i_b \cdot R_b + i_b \cdot r_{be}$$

放大倍数 A<sub>n</sub>:

$$\dot{A_u} = rac{u_o}{u_i} = rac{-i_c \cdot R_c}{i_b(r_b + r_{be})} = rac{-eta R_c}{R_b + r_{be}}$$

输入电阻 R<sub>i</sub>:

$$R_i = rac{u_i}{i_i} = rac{i_b(R_b + r_{be})}{i_b} = R_b + r_{be}$$

輸出电阻 R<sub>o</sub>:

$$R_o = rac{u_o}{i_o} = rac{u_o}{u_o/R_c} = R_c$$

## 阻容耦合放大电路

#### 直流分析

 $I_{BQ} 
ightarrow I_{CQ} 
ightarrow U_{CEQ}$ 

- 1. 画出直流通路,电容开路,交流信号源短路
  - 2.  $V_{CC}$  接地连通,由 KVL 求得  $I_{BO}$

$$V_{CC} - I_{BQ} \cdot R_b - U_{CEQ} = 0$$

- 3.  $I_{CQ}=\beta I_{BQ}$
- 4. 由 KVL 求得  $U_{CEQ}$

$$V_{CC} - I_{CQ} \cdot R_c - U_{CEQ} = 0$$

### 交流分析

- 1. 画出交流通路,电容短路,直流电压源短路, $V_{CC}$  接地
- 2. 将三极管等效,be等效为电阻  $r_{be}$  ,ce等效为可变电流源  $i_c$
- 3. 注意划定输入输出电阻范围, 求解
- 放大倍数 A<sub>u</sub>:

$$\dot{A_u} = rac{u_o}{u_i} = rac{-i_c \cdot (R_c//R_L)}{i_b \cdot r_{be}} = rac{-eta(R_c//R_L)}{r_{be}}$$

輸入电阻 R<sub>i</sub>:

$$R_i = rac{u_i}{i_i} = rac{u_i}{rac{u_i}{R_b} + rac{u_i}{r_{be}}} = r_{be}//R_b = rac{r_{be} \cdot R_b}{r_{be} + R_b}$$

輸出电阻 R<sub>o</sub>:

$$R_o = R_c$$

# 共集电极放大电路

1.

$$\dot{A_u} = rac{u_o}{u_i} = rac{(1+eta){R_L}'}{r_{bo} + (1+eta){R_L}'} = 1$$

- 2.  $R_i$  高
- 3.  $R_o$  低

### 共基极放大电路

- $1. R_i$  低
- 2. 可运用在更高电源电压下
- 3. 高频特性更优越

## 静态工作点稳定电路

# 第七章 场效应管及其放大电路

## 基本结构

共源极S: 共射极

共漏极D: 共集电极

共栅极G: 共基极

### 概念

### FET的直流偏置要求

**JFET** 

加入栅源电压后保证栅源之间的PN结反偏

增强型MOS管

加入栅源电压后, 使衬底的多子受到排斥

耗尽型MOS管

栅源电压正偏、零偏、反偏均能工作

### 直流偏置电路

#### 自给偏压

栅极电阻  $R_G$  作用

为栅偏压提供通路和泻放栅极积累电荷

源极电阻  $R_S$  作用

提供负栅偏压

源极电阻  $R_D$  作用

把  $i_D$  的变化转变为  $u_{DS}$  的变化

## 静态分析

 $I_{DQ} 
ightarrow U_{GSQ} 
ightarrow U_{DSQ}$ 

- 1. 画出直流通路, 电容开路, 交流信号源短路
- 2. 由栅源回路 KVL 得  $U_{GSQ} = -I_{DA}R_S$
- 3.  $I_G=0$ , $V_{CC}$  接地连通,由漏源回路 KVL 求得  $I_{BO}$

$$U_{DSQ} = V_{DD} - I_{DQ}R_D - I_{DQ}R_S$$
 
$$I_{DQ} = I_{DSS}(1 - \frac{U_{GSQ}}{U_{GS}})^2$$

### 动态分析

- 1. 画出交流通路,电容短路,直流电压源短路, $V_{CC}$  接地
- 2. 画出微变等效电路,GS断开且电位差为  $u_{as}$ , DS等效为可变电流源  $g_m u_{as}$
- 3. 注意划定输入输出电阻范围、求解

$$g_m = rac{di_D}{du_{GS}}$$

• 放大倍数  $\dot{A}_u$ :

$$\dot{A_u}=rac{u_o}{u_i}=rac{-g_m U_{gs}(R_D//R_L)}{U_{gs}}=-g_m R_L'$$

输入电阻 R<sub>i</sub>:

$$R_i = rac{u_i}{i_i} = R_{G_3} + R_{G_1}//R_{G_2}$$

输出电阻 R<sub>o</sub>:

$$R_o = \frac{u_o}{i_o}$$

# 第八章 低频功率放大电路

## 频率响应的基本概念

### 幅频与相频

 $\dot{A_u} = A_u(f) \angle \varphi(f)$ 

幅频特性:  $A_u(f)$ 

相频特性:  $\varphi(f)$ 

### 波特图

- 1. 幅频特性和相频特性的横坐标都采用对数刻度以扩大表示范围
- 2. **幅频**特性纵轴上的幅值也用**对数**表示为  $201q|A_u|$  单位是分贝(dB)
- 3. 相频特性的纵坐标仍采用角度表示

# 第九章 负反馈放大电路

# 第十章 信号产生与处理电路

# 各放大电路优缺点