

# 第3次应用介绍课

## ——一阶动态电路的应用

本讲练习题需要用到  
**计算器**，  
也许要用点纸笔

1. 脉冲序列作用下的 $RC$ 电路(已预习)

2. 主动：能量变换

- $AC-DC$

电容+二极管

- $DC-DC$

电感+二极管

3. 主动：信号处理

- 积分器和微分器

负反馈运放(线性段)

- 滞回比较器

- 脉冲序列发生器

正反馈运放(非线性段)

4. 被动：MOSFET的传播延迟(课后学习)

## 本讲重难点

- 脉冲激励下动态电路的稳态分析
- 正反馈理想运放电路的分析

## 复习

### 直流激励下一阶动态电路的直觉解法(三要素法)

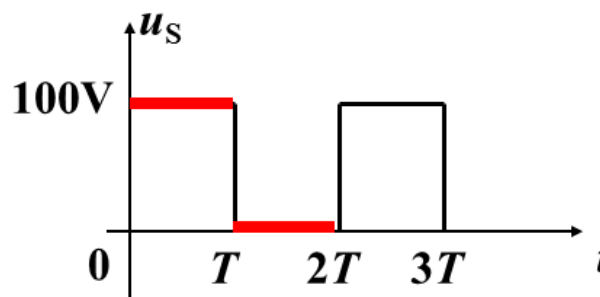
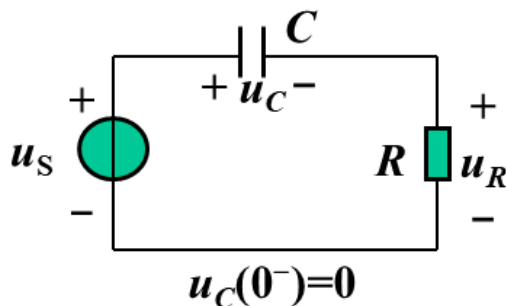
$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} \quad t > 0$$

$$RC \text{ 电路} \quad \tau = R_{\text{eq}} C$$

$$RL \text{ 电路} \quad \tau = \frac{L}{R_{\text{eq}}}$$

# 1 复习：脉冲序列作用下的RC电路

$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$



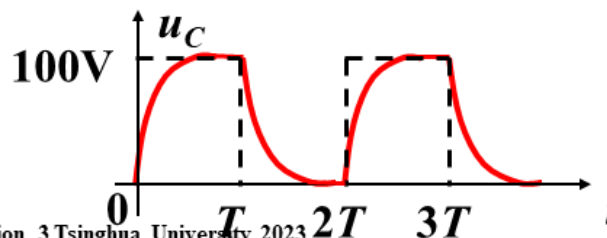
(1)  $T \gg \tau$

$$0 < t < T \quad u_C(0^+) = 0 \quad u_C(\infty) = 100V \quad \tau = RC$$

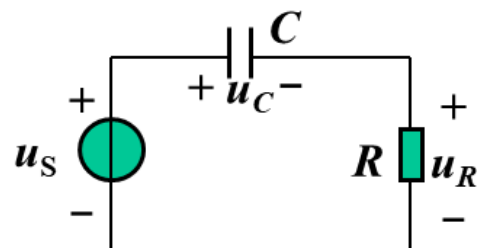
$$u_C = 100(1 - e^{-\frac{t}{RC}}) V$$

$$T < t < 2T \quad u_C(T^+) = 100V \quad u_C(\infty) = 0 \quad \tau = RC$$

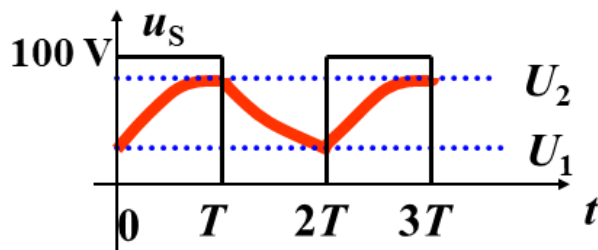
$$u_C = 100e^{-\frac{t-T}{RC}} V$$



## (2) $T$ 与 $\tau$ 接近



稳态解



$$u_C(0^+) = U_1$$

$$u_C(\infty) =$$

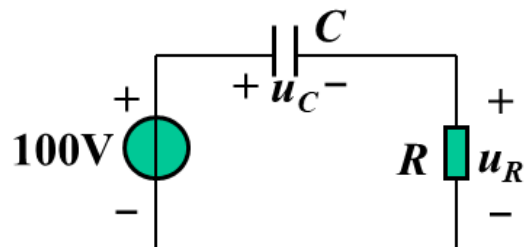
弹幕

周期开始和结束两个时刻支路量数值相同

这类问题(周期激励下一阶电路)的分析特点:

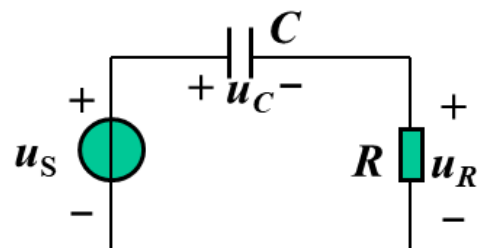
- (1) 认为电路已经进入稳态
- (2) 画不同状态下的电路图, 求电路解
- (3) 利用边界条件求出关键点电压/电流

$0 < t < T$  等效电路图

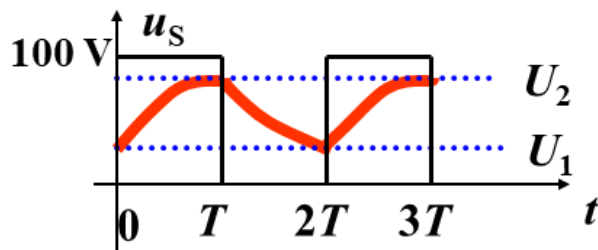


$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$

## (2) $T$ 与 $\tau$ 接近



稳态解



$$u_C(0^+) = U_1$$

$$u_C(\infty) = 100 \text{ V}$$

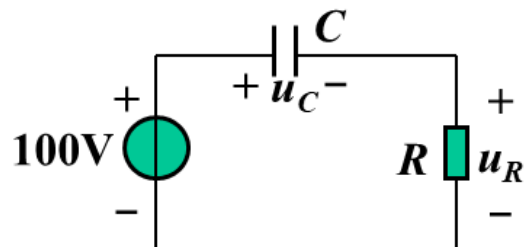
$$\tau = RC$$

这类问题(周期激励下一阶)的分析特点:

- (1) 认为电路已经进入稳态
- (2) 画不同状态下的电路图, 求电路解
- (3) 利用边界条件求出关键点电压/电流

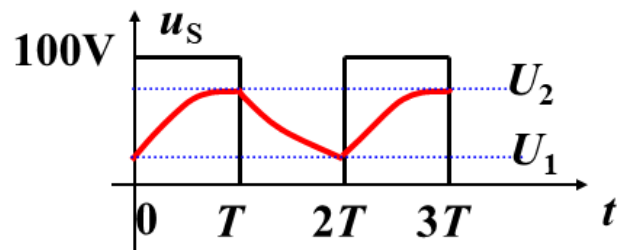
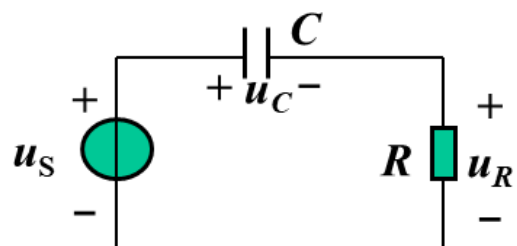
周期开始和结束两个时刻支路量数值相同

$0 < t < T$  等效电路图

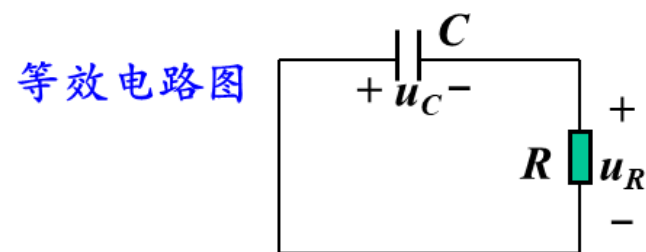


$$u_C = 100 + (U_1 - 100)e^{-\frac{t}{RC}} \text{ V}$$

$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$



$$T < t < 2T$$

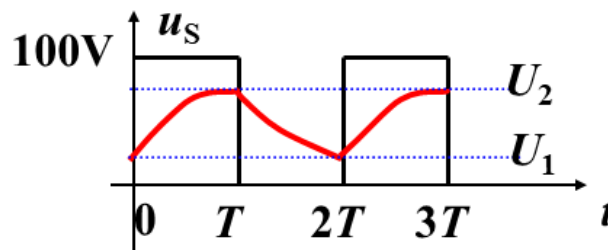
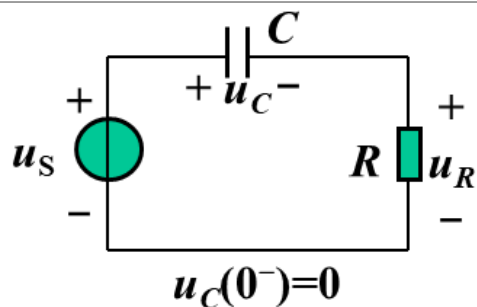


$$u_C(T^+) = U_2$$

$$u_C(\infty) = 0 \Rightarrow u_C = U_2 e^{-\frac{t-T}{RC}} \text{ V}$$

$$\tau = RC$$

$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$



这类问题的分析特点:

- (1) 电路已经进入稳态
- (2) 求不同状态下的电路
- (3) 用边界条件求出关键点

$$0 < t < T$$

$$u_C = 100 + (U_1 - 100)e^{-\frac{t}{RC}}$$

$$T < t < 2T$$

$$u_C = U_2 e^{-\frac{t-T}{RC}}$$

$$t = T$$

$$u_C = U_2 = 100 + (U_1 - 100)e^{-\frac{T}{RC}}$$

$$t = 2T$$

$$u_C = U_1 = U_2 e^{-\frac{2T-T}{RC}}$$

$$U_1 = \frac{100e^{-\frac{T}{RC}}}{1 + e^{-\frac{T}{RC}}}$$

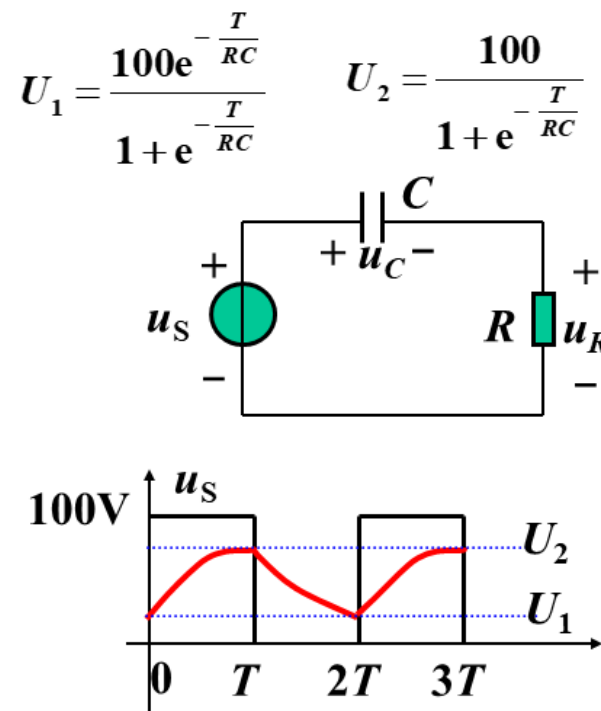
$$U_2 = \frac{100}{1 + e^{-\frac{T}{RC}}}$$



单选题 1分

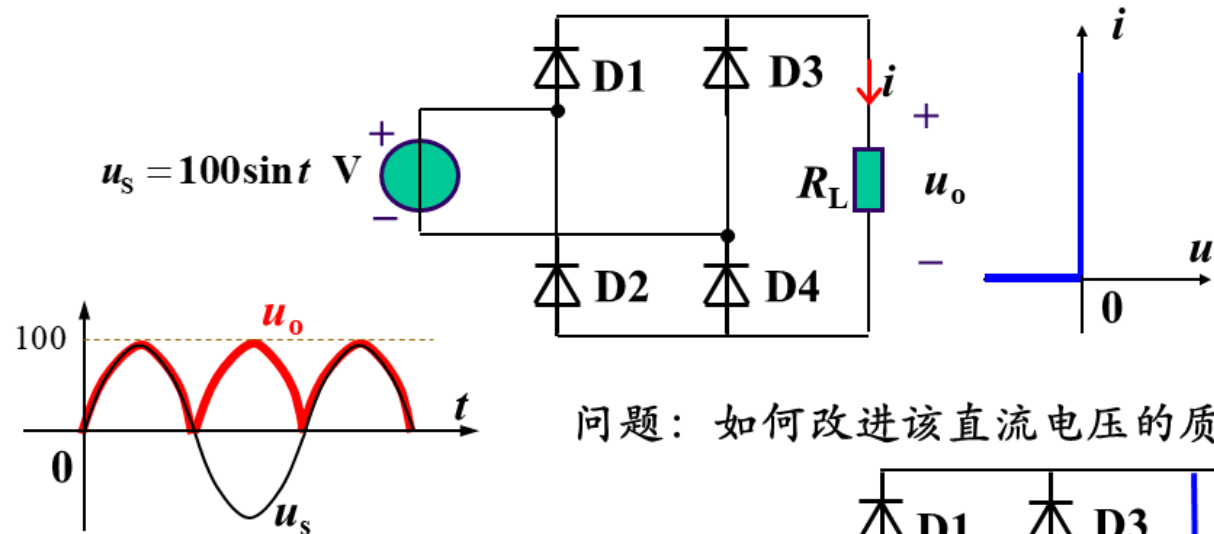
满足怎样的条件，  
才能使得  $U_2 < 1.2U_1$ ?

- ☒ A  $T < \ln(1.2)RC$
- ☐ B  $T > \ln(1.2)RC$
- ☐ C  $T < RC/1.2$
- ☐ D  $T > RC/1.2$

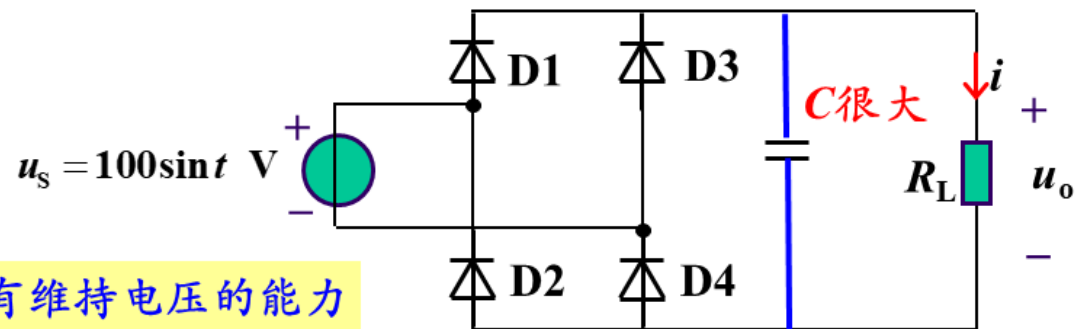


## 2 AC-DC变换

用二极管的模型1分析电路。

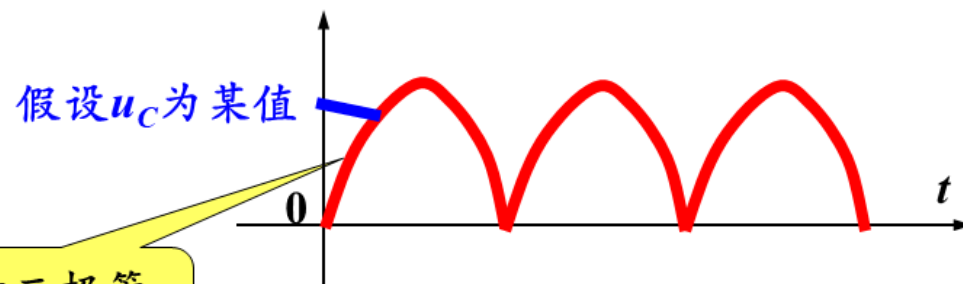
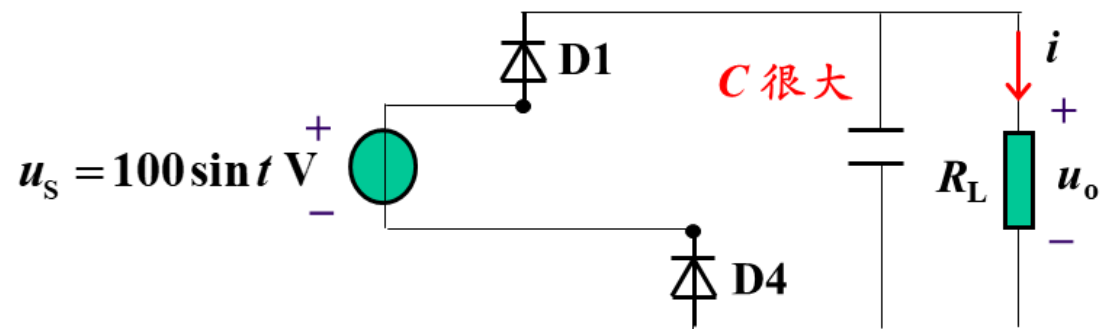


问题：如何改进该直流电压的质量？



电容具有维持电压的能力

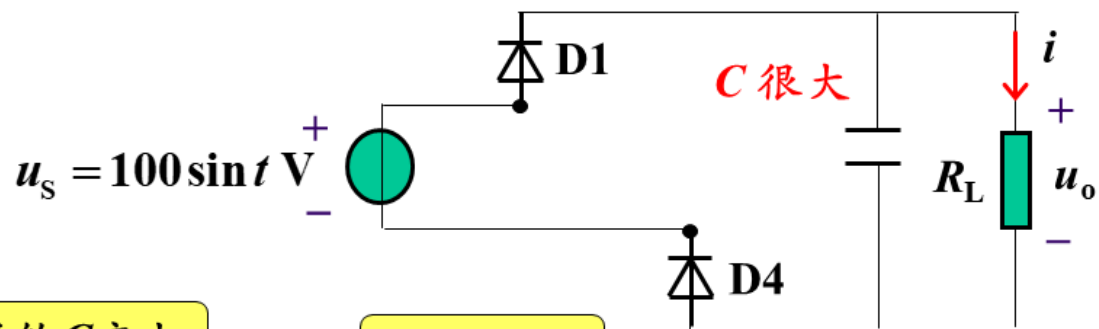
$u_S > 0$  时 原本D1和D4同时导通



这时二极管  
D1D4?

弹幕

$u_S > 0$  时 D1和D4可能同时导通

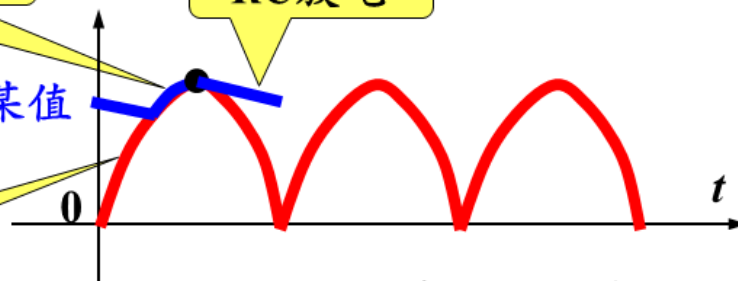


D1/D4导通给C充电

RC放电

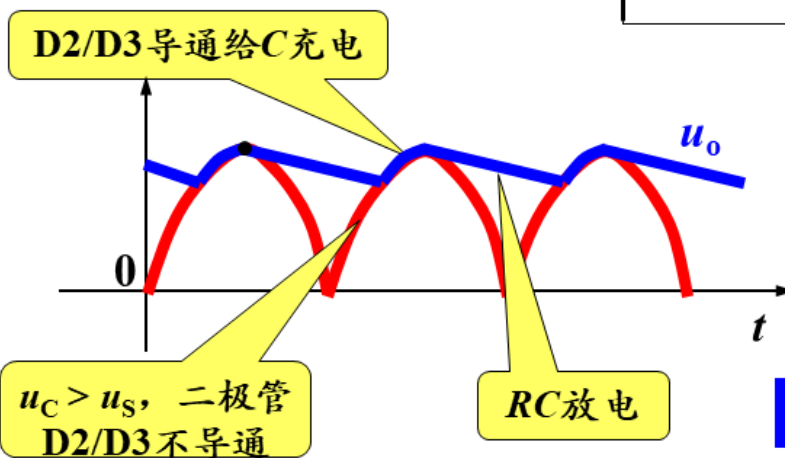
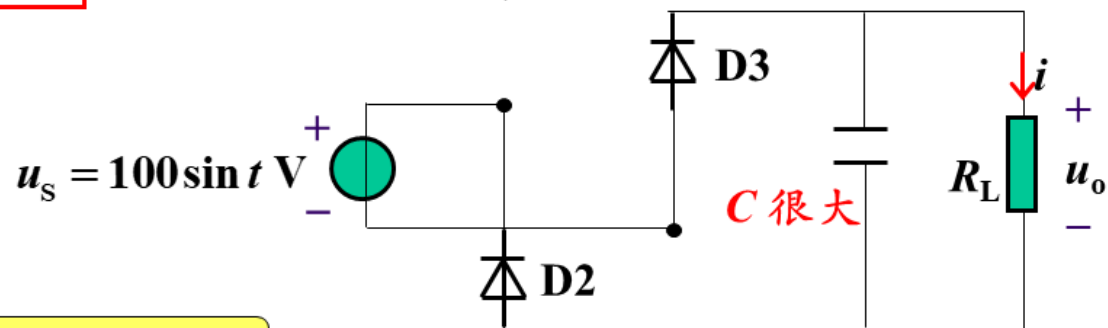
假设 $u_C$ 为某值

$u_C > u_S$ , 二极管D1/D4不导通



$u_S$ 下降, 电容放电。  
 $\tau$ 很大, 放电很缓慢。  
 正弦的衰减速度 $>$ RC放电速度。  
 $u_C > u_S$ , D1和D4截止。

$u_s < 0$  时 D2和D3可能同时导通



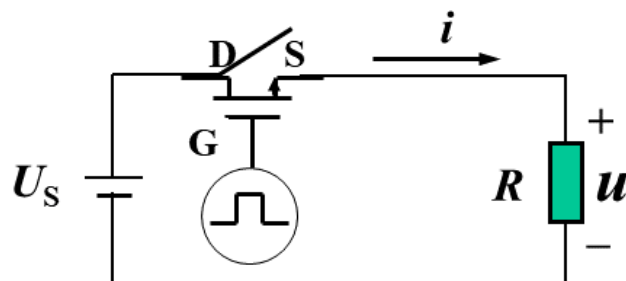
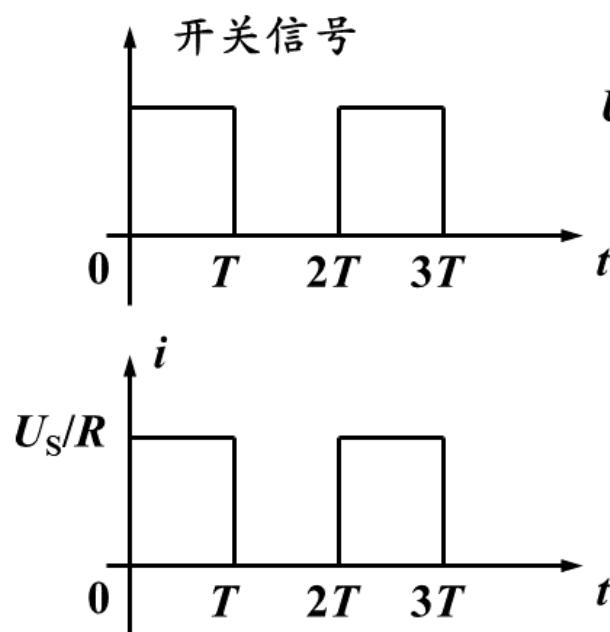
1. 直流电压平均值提高

2. 直流电压脉动减小

### 3 DC-DC变换

问题：如何比分压更高效地改变直流电压？

方法一

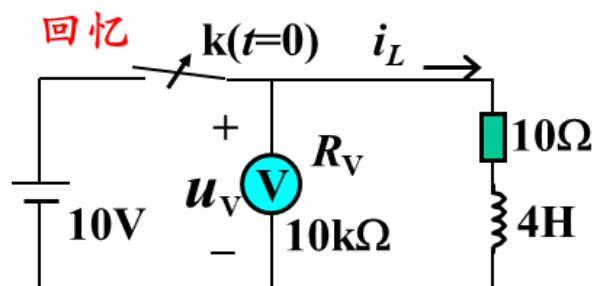
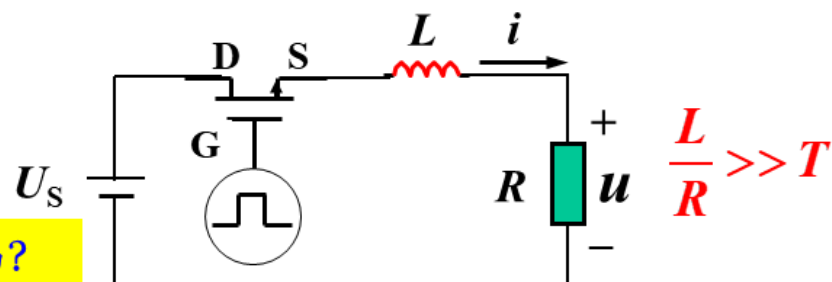


缺点：类似桥式整流，  
直流质量较差。

改进思路：  
利用 **电感** 维持电流的能力。

方法二

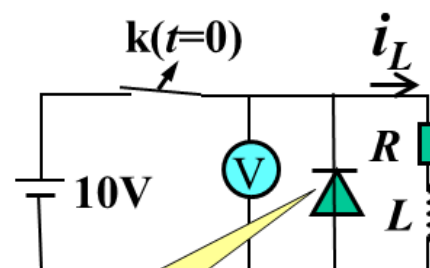
有问题吗?



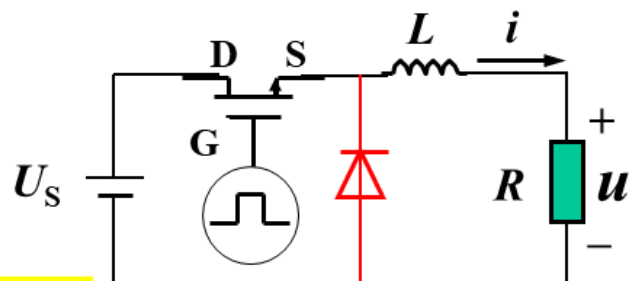
$t=0$  时刻  $k$  打开, 求  $u_v$ 。  
电压表量程为  $50V$ 。

$$u_v(0^+) = -10000V$$

V 坏了!



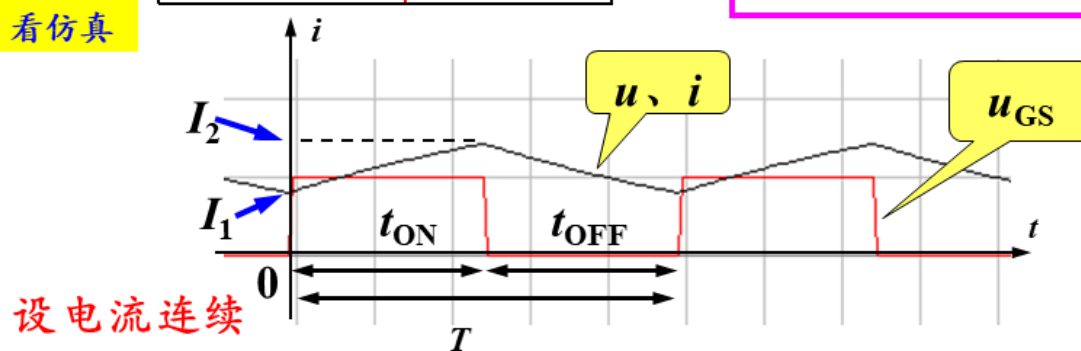
续流二极管



看仿真

这类问题的分析特点:

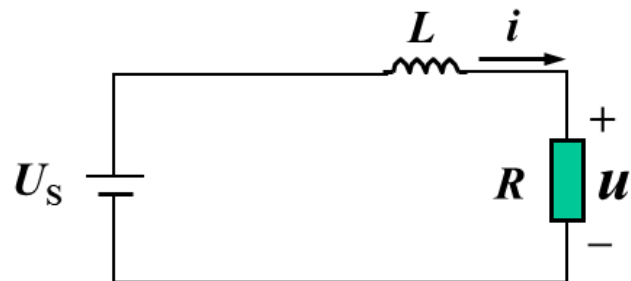
- (1) 设电路已经进入稳态
- (2) 画电路图, 求电路解
- (3) 利用边界条件求出  
关键点电压/电流



设电流连续

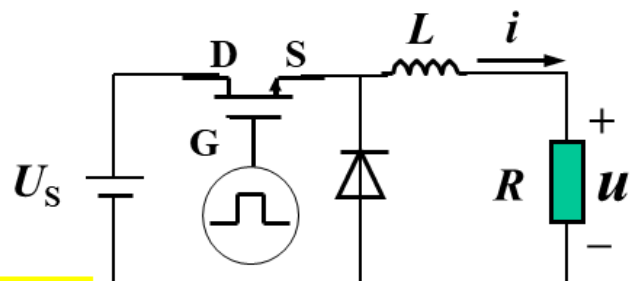
$0 < t < t_{ON}$  时段等效电路

$$i'(0^+) = I_1 \quad i'(\infty) =$$

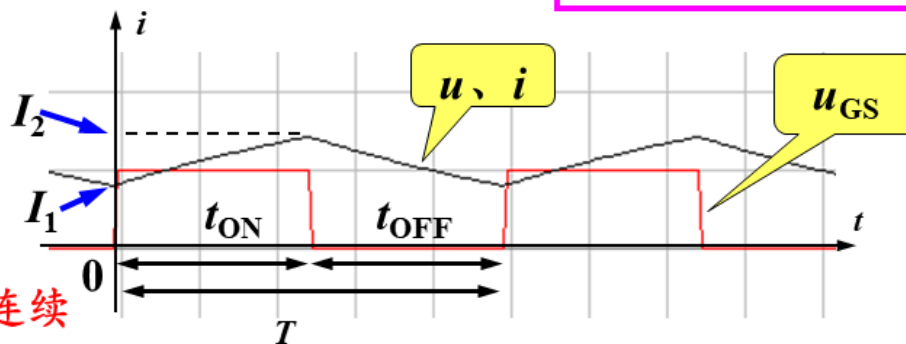


弹幕



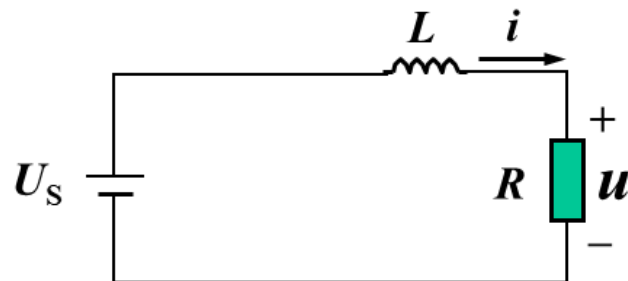


看仿真



设电流连续

$0 < t < t_{ON}$  时段等效电路



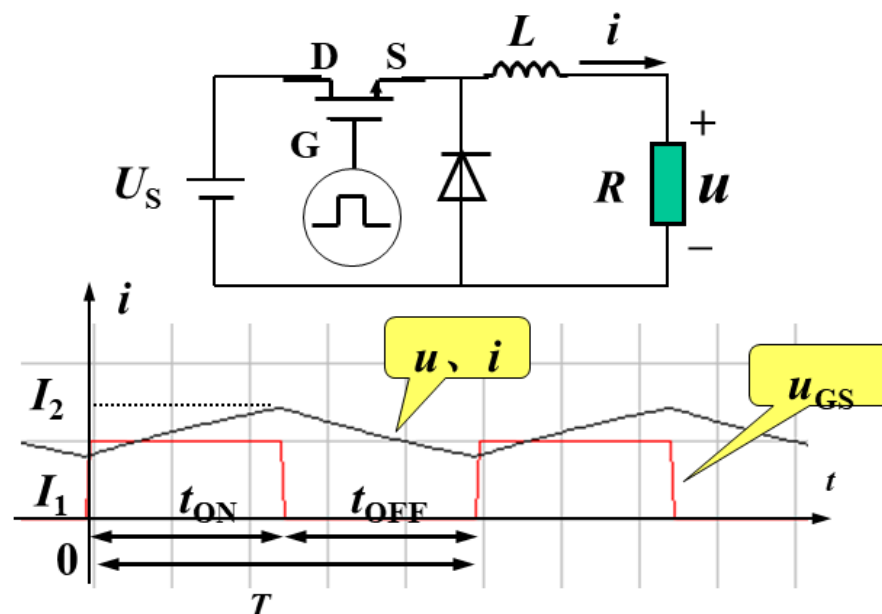
这类问题的分析特点:

- (1) 设电路已经进入稳态
- (2) 画电路图, 求电路解
- (3) 利用边界条件求出  
关键点电压/电流

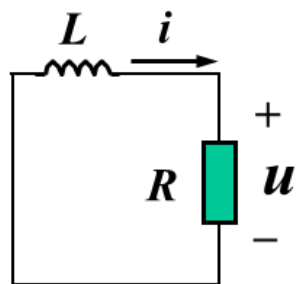
$$i'(0^+) = I_1 \quad i'(\infty) = \frac{U_S}{R}$$

$$\tau = \frac{L}{R}$$

$$i' = \frac{U_S}{R} + \left(I_1 - \frac{U_S}{R}\right)e^{-\frac{t}{\tau}}$$



$t_{\text{ON}} < t < (t_{\text{ON}} + t_{\text{OFF}})$  时段等效电路

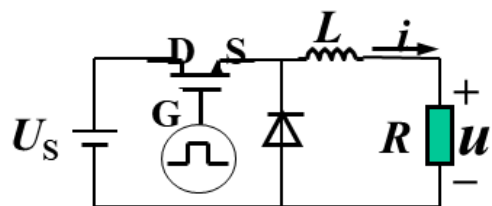


$$i''(t_{\text{ON}}^+) = I_2$$

$$i''(\infty) = 0$$

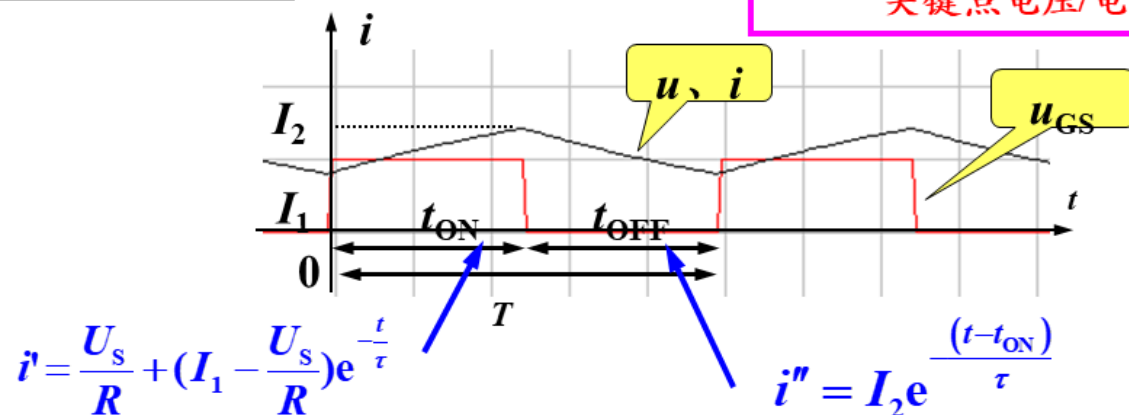
$$\tau = \frac{L}{R}$$

$$i'' = I_2 e^{-\frac{(t-t_{\text{ON}})}{\tau}}$$



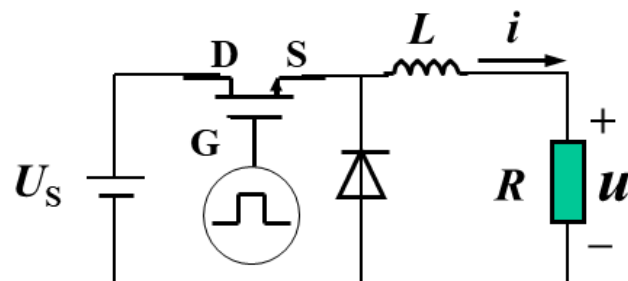
这类问题的分析特点:

- (1) 设电路已进入稳态
- (2) 画电路图, 求电路解
- (3) 利用边界条件求出  
关键点电压/电流



$$\begin{cases} i'(t_{ON}) = I_2 \\ i''(t_{ON} + t_{OFF}) = I_1 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} I_1 = \frac{U_s}{R} \frac{1 - e^{-t_{ON}/\tau}}{1 - e^{-T/\tau}} e^{-\frac{t_{OFF}}{\tau}} \\ I_2 = \frac{U_s}{R} \frac{1 - e^{-t_{ON}/\tau}}{1 - e^{-T/\tau}} \end{cases}$$

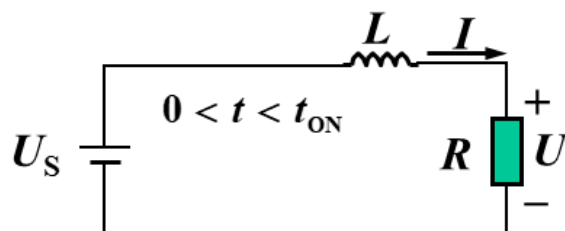
$I_{AVG}$   
 $U_{AVG}$



从工程观点来估计 $U$

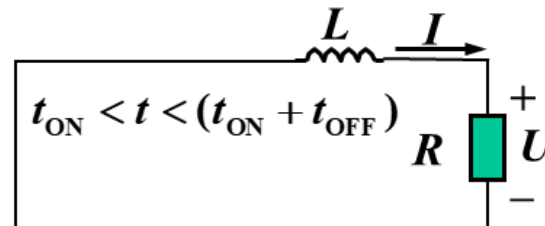
因为 $L$ 值取得较大，  
可看作 $i=I$ 不变，  
因此 $u=U$ 也不变。

稳态时电感在前半个周期吸收的能量等于后半个周期发出的能量



电感吸收的能量为

$$W_{L\_abs} = (U_S - U) * I * t_{ON}$$



电感发出的能量为

$$W_{L\_dis} = U * I * t_{OFF}$$

稳态时电感每周期能量守恒

$$(U_S - U) * I * t_{ON} = U * I * t_{OFF} \Rightarrow U = U_S \left( \frac{t_{ON}}{T} \right)$$

占空比

降压斩波器  
Buck Converter

单选题 1分

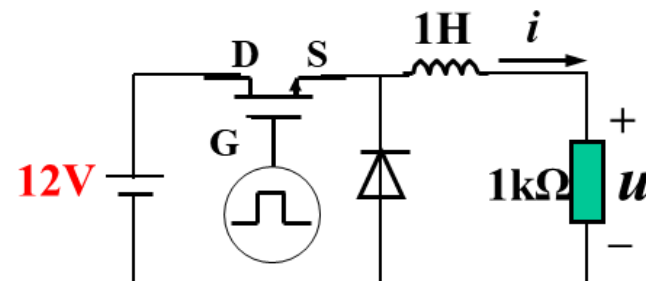
对仿真中的降压斩波器  
占空比为\_\_\_\_时，  
输出电压为**5V**

A 0.32

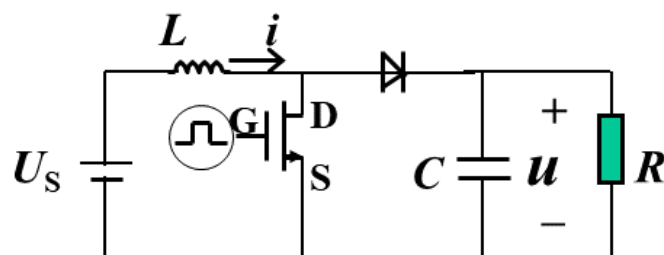
B 0.42

C 0.5

D 1.0



$$U = U_s \frac{t_{\text{ON}}}{T}$$



用工程观点分析这个电路

$L$ 、 $C$  值取得较大，  
可看作  $i=I$  不变，  
 $u=U$  不变。

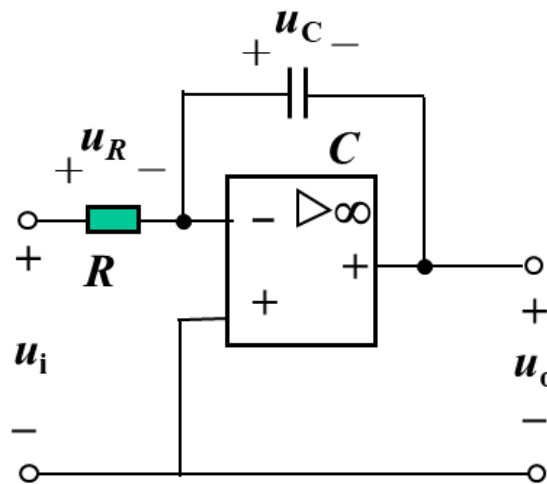
稳态时电感在前半周期( $t_{on}$ )吸收的能量等于其后半周期( $t_{off}$ )发出的能量

该电路实现了怎样的功能？

此处可以有投稿(和弹幕)

## 4 用Op Amp构成微分器和积分器

### (1) 积分器



如果  $u_i = U_s$  (常数), 则

$$u_o = -\frac{U_s}{RC}t$$

线性函数

$$\frac{u_R}{R} = C \frac{du_C}{dt}$$

$$u_o = -u_C$$

$$u_R = u_i$$

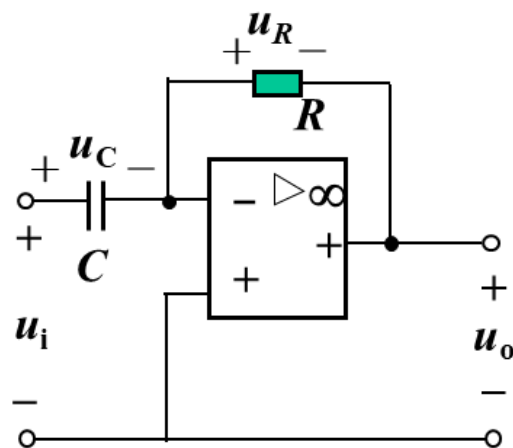
$$\frac{u_i}{R} = -C \frac{du_o}{dt}$$

设  $C$  零状态

$$u_o = -\frac{1}{RC} \int u_i dt$$

方波  $\longrightarrow$  三角波

## (2) 微分器



$$C \frac{du_C}{dt} = \frac{u_R}{R}$$

$$u_o = -u_R$$

$$C \frac{du_i}{dt} = -\frac{u_o}{R}$$

$$u_o = -RC \frac{du_i}{dt}$$

如果  $u_i = t U_S$  (线性函数), 则

$$u_o = -RCU_S$$

常数

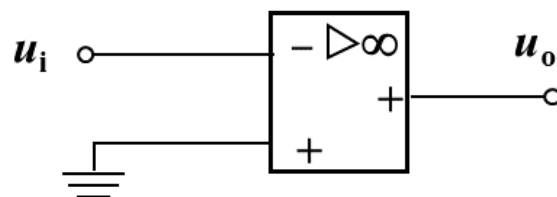
三角波  $\longrightarrow$  方波



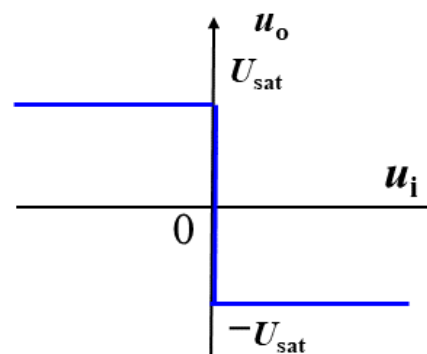
## 5 Op Amp的滞回比较器

### 运算放大器正反馈电路的分析

这个电路有什么用？

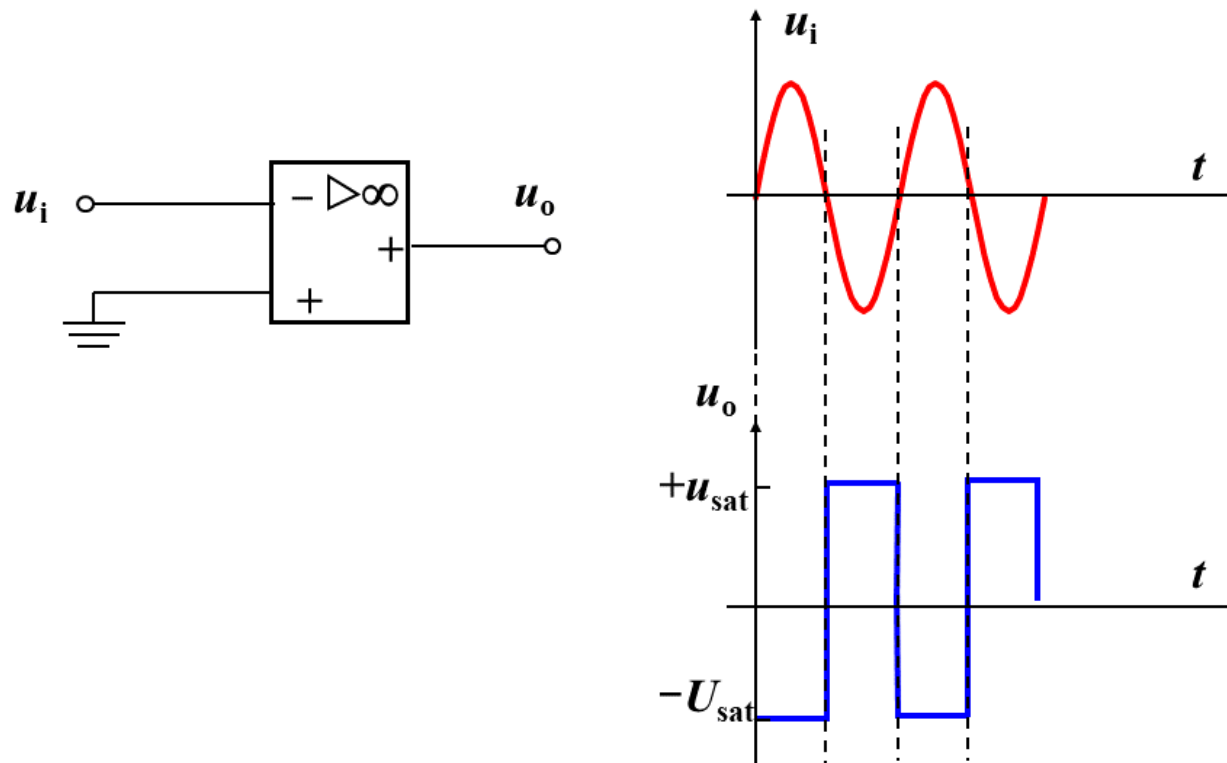


$$\begin{aligned} u_i < 0 & \quad u_o = U_{\text{sat}} \\ u_i > 0 & \quad u_o = -U_{\text{sat}} \end{aligned}$$

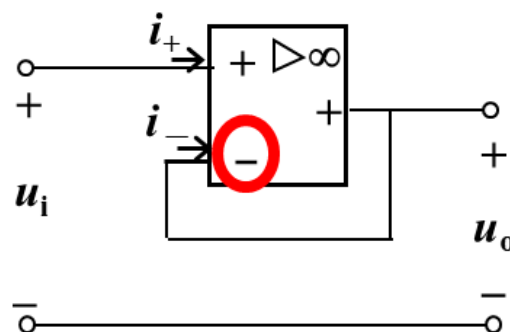


过零电压比较器

### 利用电压比较器将正弦波变为方波



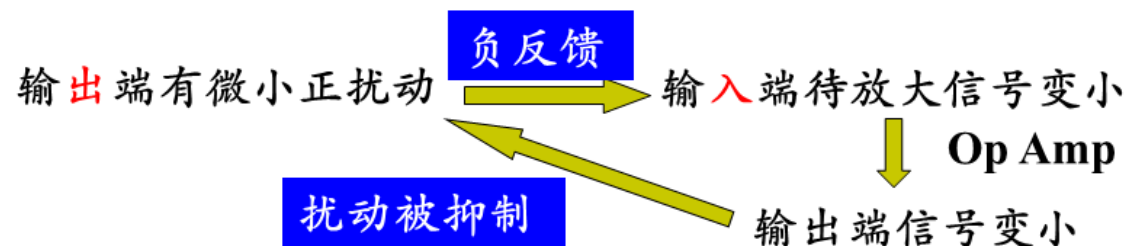
## 负反馈



理想运算放大器:

- (1) 放大倍数  $\infty$
- (2) 输入电阻  $\infty$
- (3) 输出电阻 0

将Op Amp的输出引到反相输入端  
(负反馈)



Op Amp 负反馈电路分析方法:

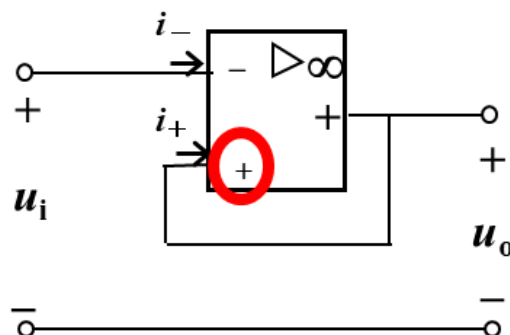
(1)  $u_+ = u_-$ , 虚短 (放大倍数  $\infty$  + 线性工作区)

(2)  $i_+ = i_-$ , 虚断 (输入电阻  $\infty$ )

$$\longrightarrow u_o = u_i$$

正反馈

将Op Amp的输出引到同相输入端



虚短不再适用

虚断适用吗?

正反馈

输出端有微小正扰动

输入端待放大信号变大

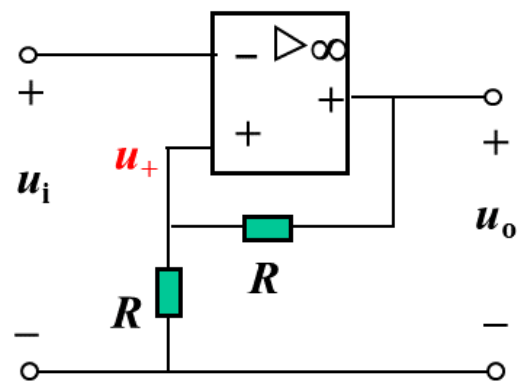
扰动被放大

Op Amp  
输出端信号变大

$u_o$  为  $U_{sat}$  或  $-U_{sat}$

# 滞回比较器

正反馈， $u_0$ 为 $U_{\text{sat}}$ 或 $-U_{\text{sat}}$

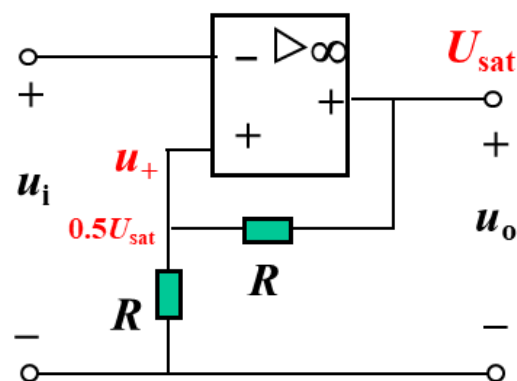


虚短不再适用  
虚断仍然适用

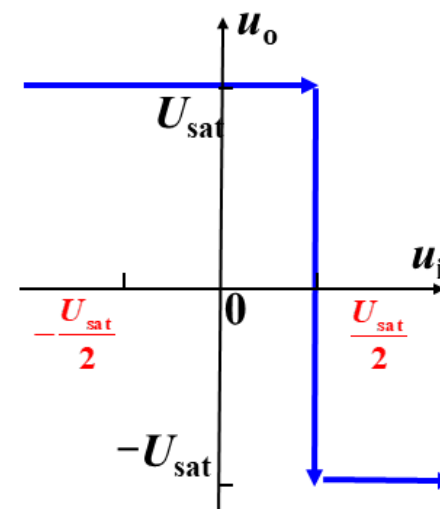
设 $u_0=U_{\text{sat}}$ ，则 $u_+=$

## 滞回比较器

正反馈， $u_o$  为  $U_{\text{sat}}$  或  $-U_{\text{sat}}$



虚短不再适用  
虚断仍然适用

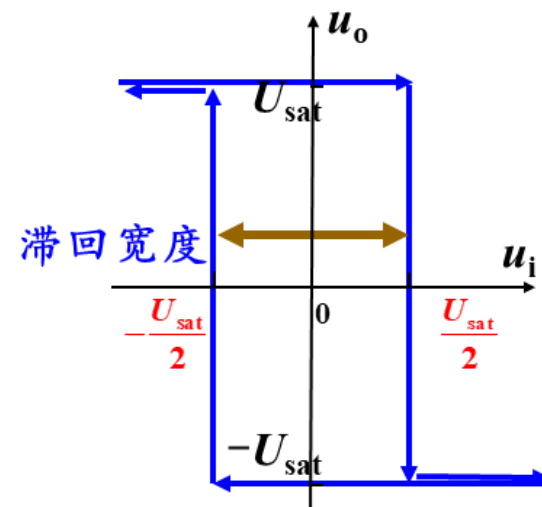
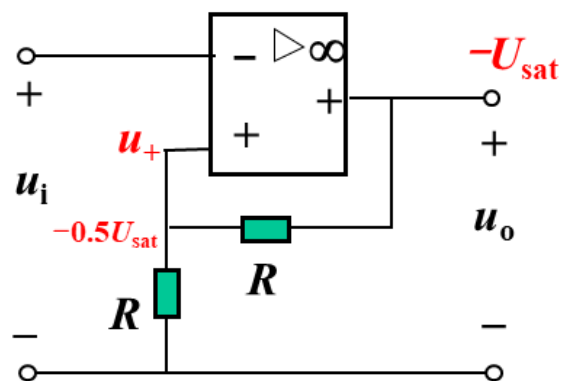


设  $u_o = U_{\text{sat}}$ ，则  $u_+ = 0.5U_{\text{sat}}$

$u_i < 0.5U_{\text{sat}}$  时， $u_o$  维持  $U_{\text{sat}}$  不变。

一旦  $u_i > 0.5U_{\text{sat}}$ ， $u_o$  变为  $-U_{\text{sat}}$

此时  $u^+ = \ominus 0.5 U_{\text{sat}}$



$u_i > -0.5U_{\text{sat}}$  时,  
 $u_o$  维持  $-U_{\text{sat}}$  不变。

一旦  $u_i < -0.5U_{\text{sat}}$ ,  
 $u_o$  变为  $+U_{\text{sat}}$

调整两个电阻阻值比可改变滞回宽度

输出滞后输入变化

滞回比较器  
(Hysteresis Comparator)

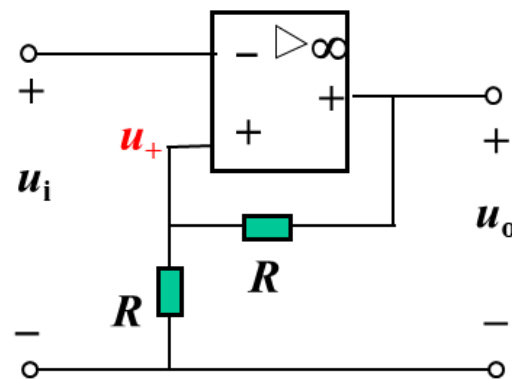
单选题 1分

对题图所示滞回比较器

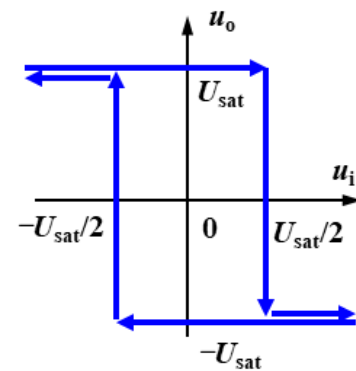
$u_i = 0.3U_{\text{sat}}$  时,

$u_o = \underline{\hspace{2cm}}$ 。

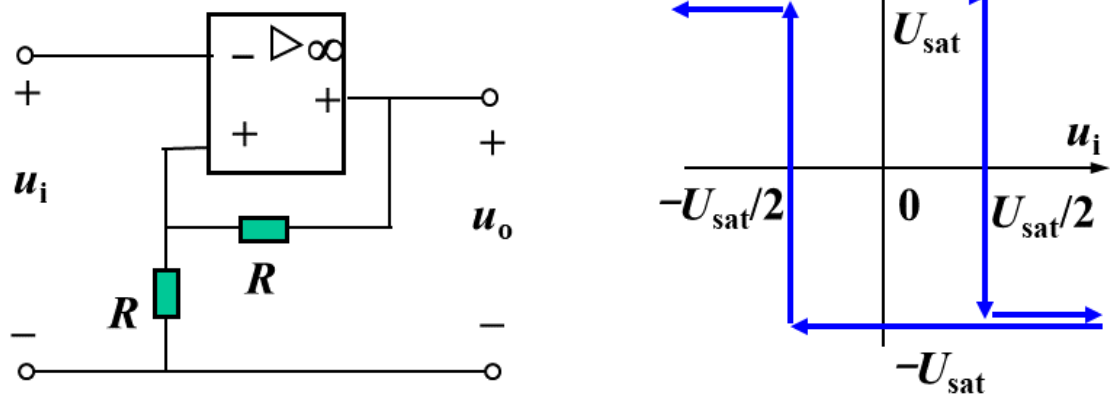
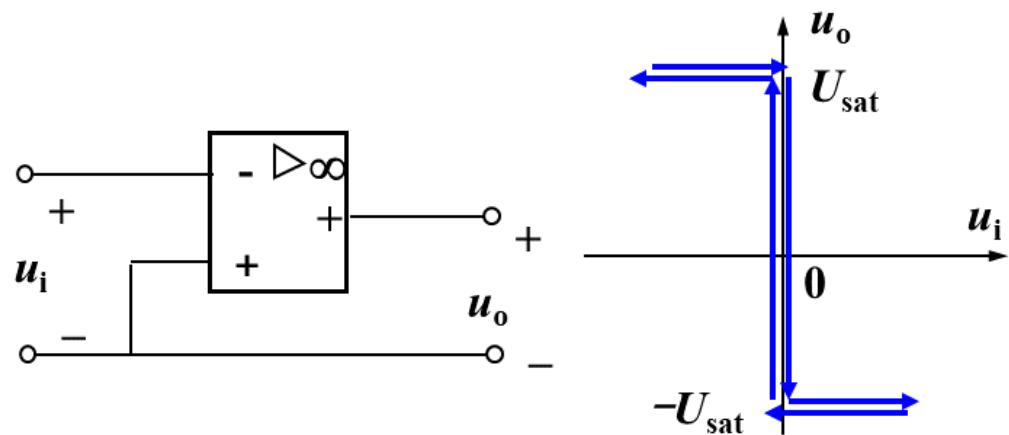
- ☐ A  $U_{\text{sat}}$
- ☐ B  $-U_{\text{sat}}$
- ☒ C 不好说

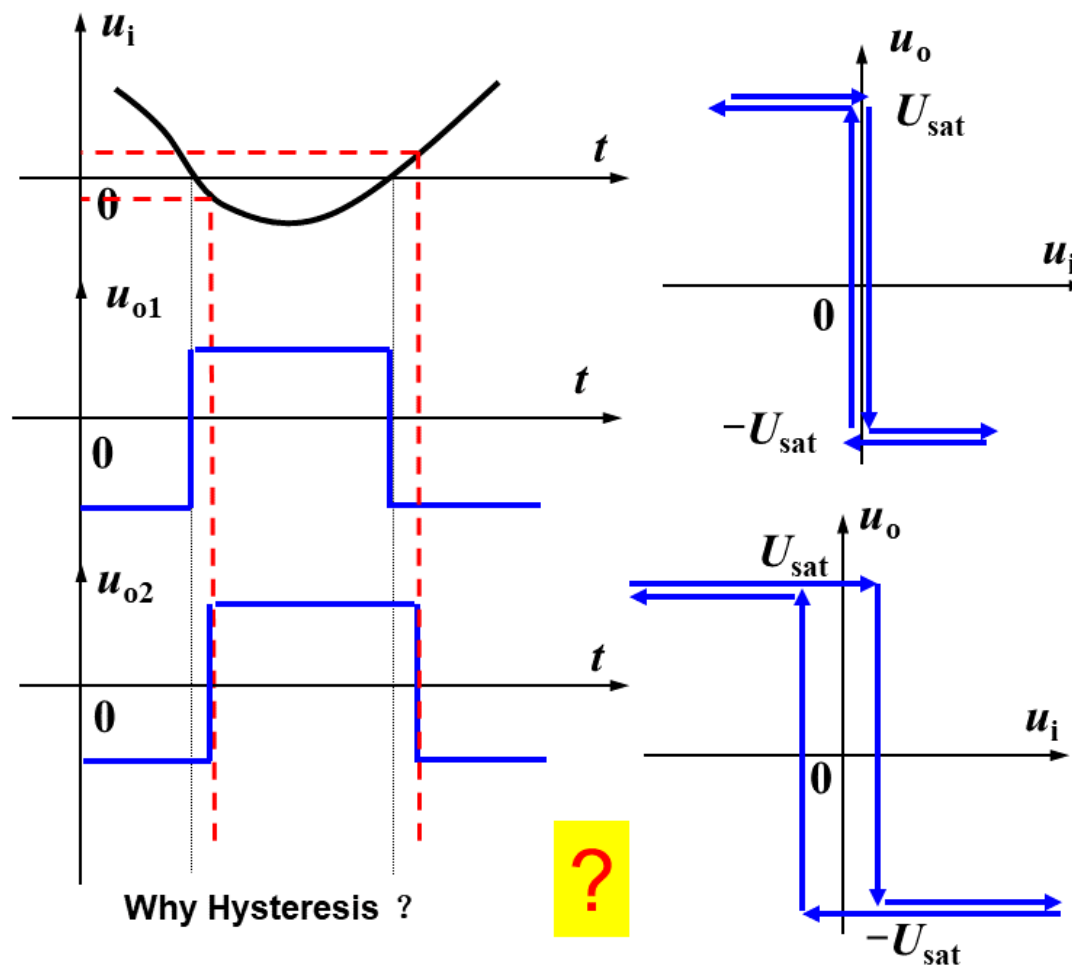


滞回特性可能存在的问题：  
给某输入：不唯一对应输出



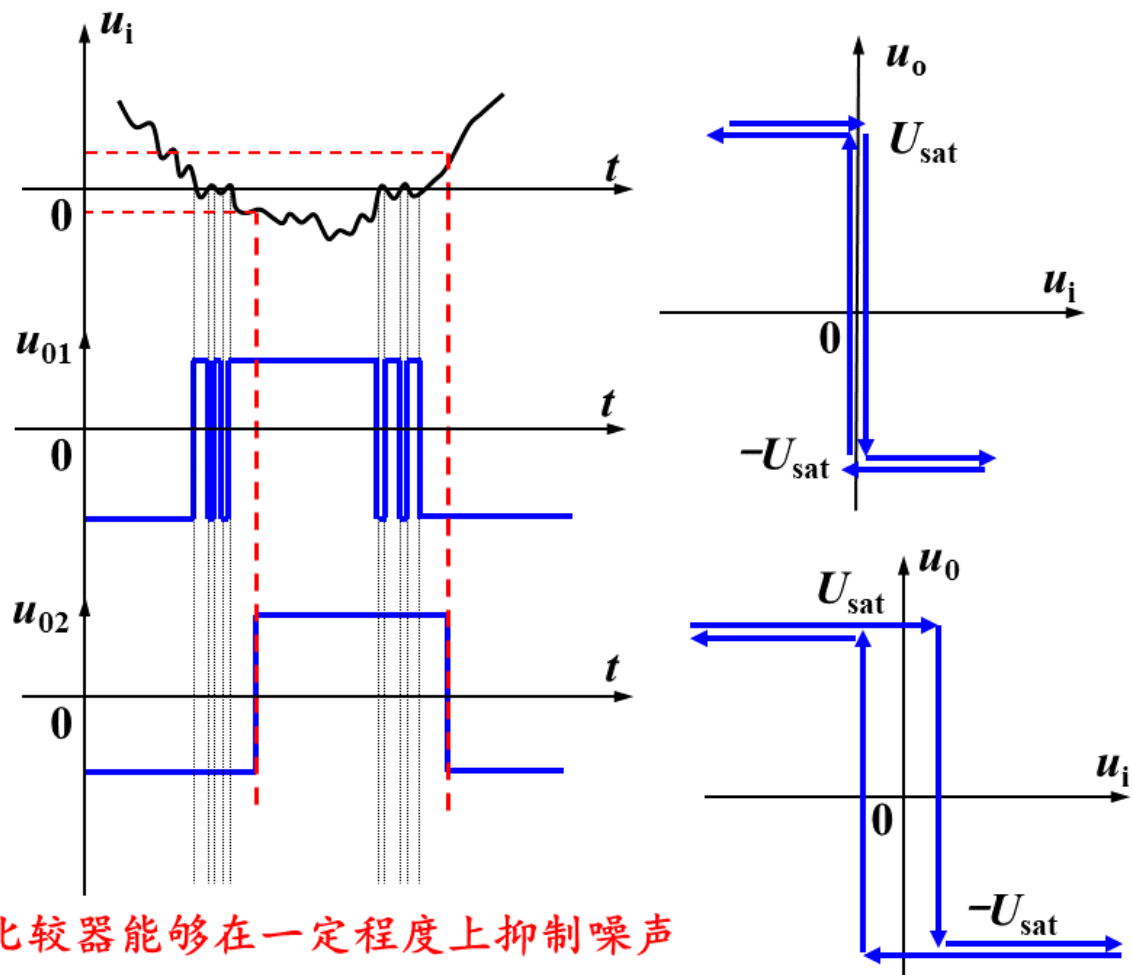






Principles of Electric Circuits Application 3 Tsinghua University 2023

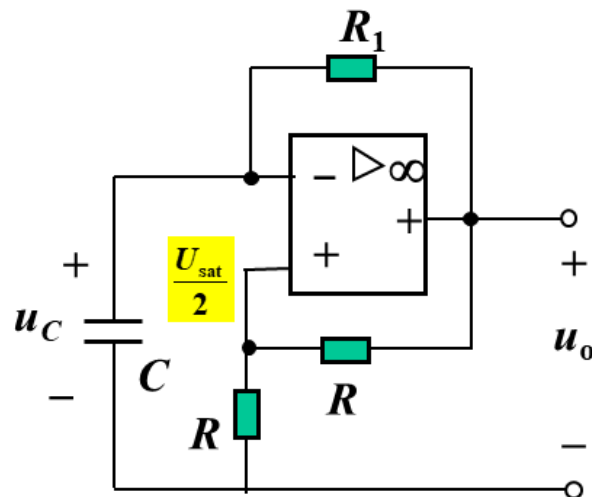
34



Principles of Electric Circuits Application 3 Tsinghua University 2023

35

## 6 用Op Amp构成脉冲序列发生器



虚短不再适用  
虚断仍然适用

是正反馈吗？

是！L15讲

电路开始工作时存在小扰动。  
由于正反馈， $u_o$ 为 $U_{sat}$ 或 $-U_{sat}$

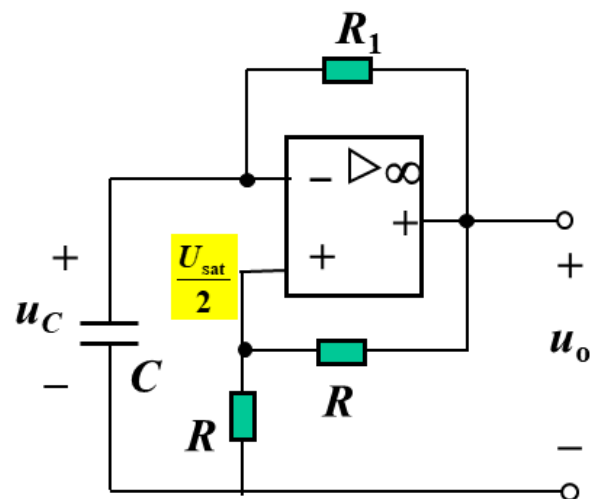
设  $u_o = U_{sat}$

则  $u_+ = \frac{U_{sat}}{2}$

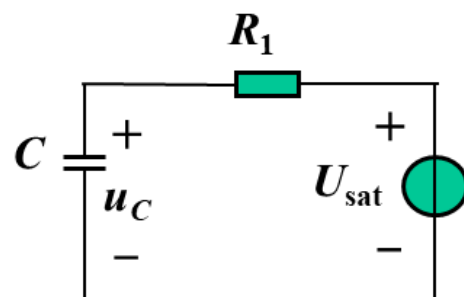
设此时  $u_C = 0$ ，（负反馈路径上的）等效电路为

投稿

## 6 用Op Amp构成脉冲序列发生器



设此时  $u_C = 0$ ，等效电路为



虚短不再适用  
虚断仍然适用

是正反馈吗？

是！L13讲

电路开始工作时存在小扰动。  
由于正反馈， $u_o$  为  $U_{sat}$  或  $-U_{sat}$

$$u_C(0^+) = 0$$

$$u_C(\infty) = U_{sat}$$

$$\tau = R_1 C$$

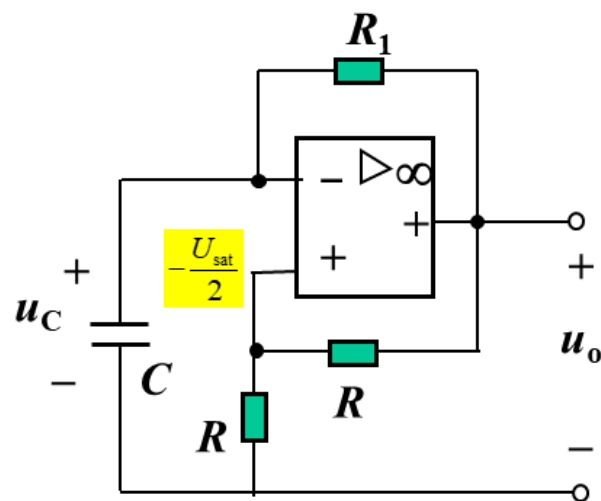
$$u_C = U_{sat} (1 - e^{-t/R_1 C})$$

上升至  $u_C = \frac{U_{sat}}{2}$  时

$$u_o = -U_{sat}$$

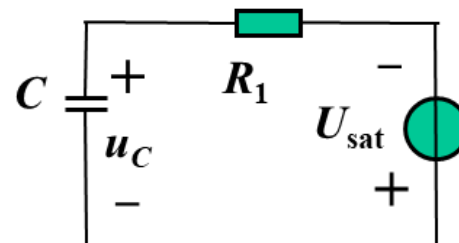
设  $u_o = U_{sat}$

则  $u_+ = \frac{U_{sat}}{2}$



$$u_o = -U_{\text{sat}} \quad u_+ = -\frac{U_{\text{sat}}}{2}$$

此时  $u_C = U_{\text{sat}}/2$ , (负反馈路径上的) 等效电路为

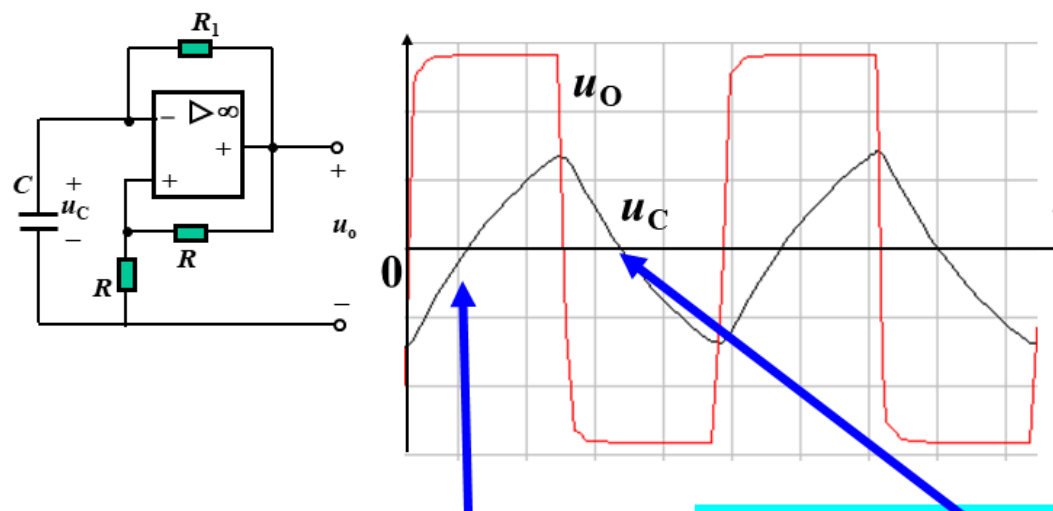


$$u_C(0^+) = \frac{U_{\text{sat}}}{2} \quad u_C(\infty) = -U_{\text{sat}} \quad \tau = R_1 C$$

$$u_C = -U_{\text{sat}} + \left( \frac{U_{\text{sat}}}{2} + U_{\text{sat}} \right) e^{-t/R_1 C}$$

下降至  $u_C = -\frac{U_{\text{sat}}}{2}$  时,  $u_o = +U_{\text{sat}}$

看仿真



$$u_C = U_{\text{sat}} + (-U_{\text{sat}}/2 - U_{\text{sat}})e^{-t/R_1C}$$

$$u_C = -U_{\text{sat}} + (U_{\text{sat}}/2 + U_{\text{sat}})e^{-(t-T/2)/R_1C}$$

$t=T/2$ 时

$$U_{\text{sat}}/2 = U_{\text{sat}} - \frac{3}{2}U_{\text{sat}}e^{-T/2R_1C}$$

$$T = 2R_1C \ln 3$$

占空比:  $D=t_{\text{on}}/T$

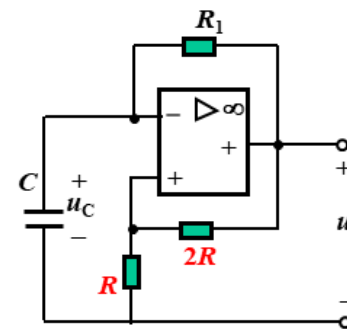
如何使占空比可调?

如何产生三角波?

单选题 1分

与前页电路相比，本页电路的特点是  
“红包”

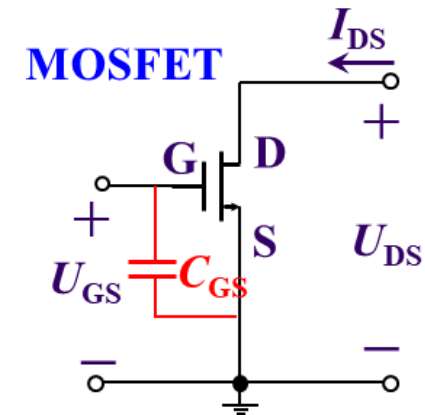
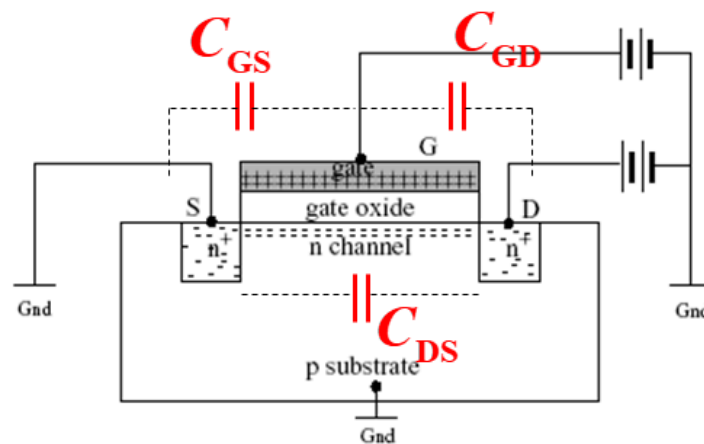
- A 周期更短
- B 周期更长
- C 输出幅值更高
- D 输出幅值更低





## 7 MOSFET门电路的传播延迟

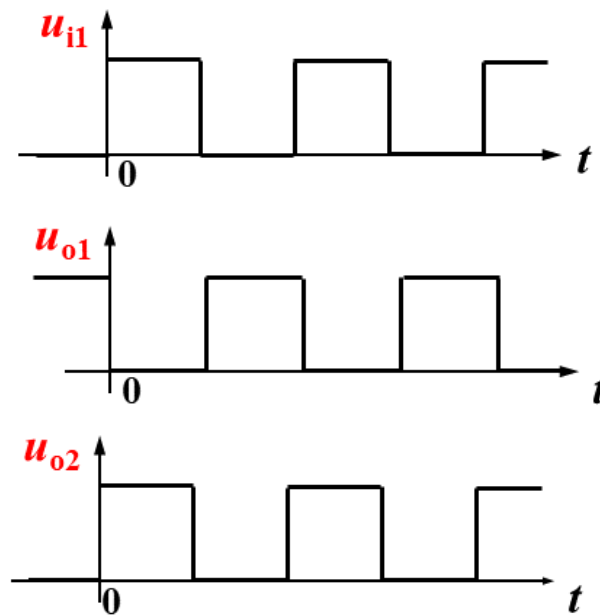
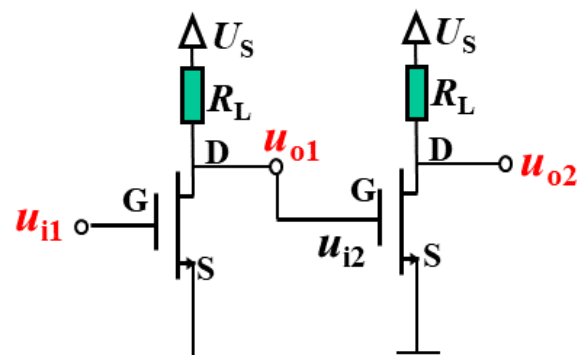
### MOSFET的寄生电容



为突出主要矛盾，我们只考虑  $C_{GS}$

## 缓冲器电路

如果不考虑寄生电容



看仿真

具体分析，参见课后推送视频