## 第13讲

## 任意激励作用下动态电路的求解 (2)

- 1 单位冲激响应
- 2 求任意激励作用下的零状态响应

——卷积积分

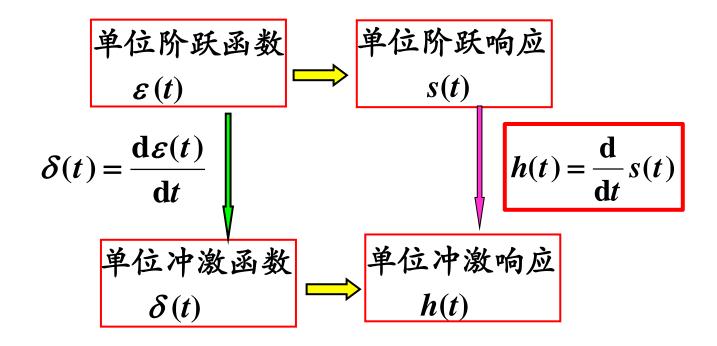
#### 1 单位冲激响应

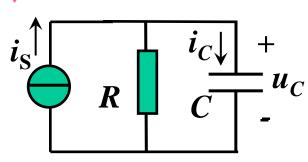
单位冲激响应:单位冲激激励在电路中产生的零状态响应。



#### 方法1 由单位阶跃响应求单位冲激响应

推导见 课前推送





已知: 
$$u_{\rm C}(0^-) = 0$$

 $i_C\downarrow$  +  $i_C$   $i_C$  i  $i_C$   $i_$ 

$$u_C(0^+)=0$$
  $u_C(\infty)=R$   $\tau=RC$ 

$$u_{C}(\infty)=R$$

$$\tau = RC$$

$$i_{C}(0^{+})=1$$

$$i_{\mathcal{C}}(\infty)=0$$

$$u_C(t) = R(1 - e^{-\frac{t}{RC}})\varepsilon(t)$$

$$i_{\rm C} = {\rm e}^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

单位阶跃响应

$$u_{C}(t) = R(1 - e^{-\frac{t}{RC}})\varepsilon(t) \qquad i_{C} = e^{-\frac{t}{RC}}\varepsilon(t)$$

$$u_{C}(t) = \frac{d}{dt} \left[ R(1 - e^{-\frac{t}{RC}}) \varepsilon(t) \right] = R(1 - e^{-\frac{t}{RC}}) \delta(t) + \frac{1}{C} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

$$= \frac{1}{C} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

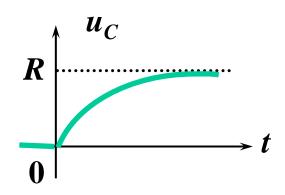
$$\int_{0}^{t} f(t) \delta(t) = f(0) \delta(t)$$

$$i_{C}(t) = \frac{d}{dt} \left[ e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t) \right] = e^{-\frac{t}{RC}} \delta(t) - \frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$
$$= \delta(t) - \frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

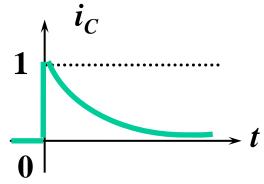
必须对表示为全时间轴  $(-\infty, \infty)$  形式的单位阶跃响应求导

#### 单位阶跃响应

$$u_C(t) = R(1 - e^{-\frac{t}{RC}})\varepsilon(t)$$



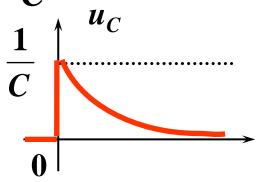
$$i_{\rm C} = {\rm e}^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

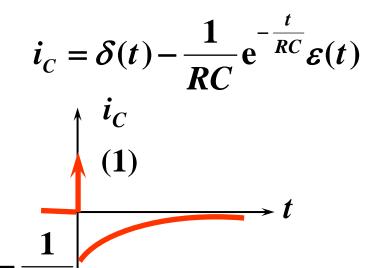


#### 单位冲激响应

$$u_C = \frac{1}{C} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t)$$

电路中, 允许 储能元件瞬时 获得有限能量



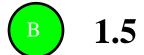


法1的关键是:支路量的单位阶跃响应在t=0时刻跳了多少

6

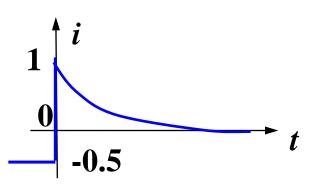
图示波形在求导时,t=0时刻会出现\_\_\_ $\delta(t)$ 



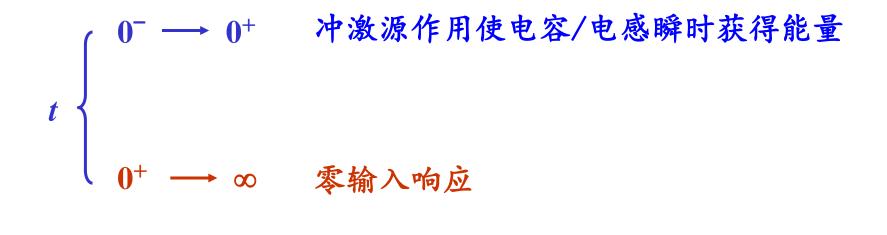




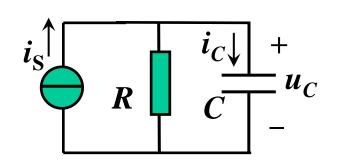




#### 方法2/3 分二个时间段来考虑冲激响应



难点在于求  $u_{C}(0^{+}), i_{L}(0^{+})!$ 



$$u_C(0^+) = u_C(0^-) + \frac{1}{C} \int_{0^-}^{0^+} i(\tau) d\tau$$

求 $u_C(0^+)$ 的关键是:  $0^- \sim 0^+ + i_C$ 有没有冲激



因此关键是:外加的冲激源是否会在ic上产生冲激



冲激源作用时,怎么看待C?

方法2  $\delta(t)$ 作用的那个瞬间,C视作某个有限值(比如0值) 电压源(替代定理),看C上是否有冲激电流

 $u_C$ 可能跳,但不会是冲激

 $0^-\sim 0^+$ 时有限值 $u_C$ 产生有限值 $i_C$ ,对 $u_C(0^+)$ 无影响

$$\delta(t) = \frac{i_C \downarrow}{R} + \frac{i_C}{C} = \frac{u_C}{2}$$

$$u_C(0^-) = 0$$

 $\frac{1}{u_C} +$  已知如图(零状态)。  $\frac{1}{u_C} u_C$  求响应 $u_C(t) \cdot i_C(t)$ 。

法2:  $\delta(t)$ 作用的那个瞬间,C视作0值电压源

1. t 在  $0^- \rightarrow 0^+$ 间

$$\delta(t)$$
 $R$ 
 $i_C \downarrow$ 

$$i_C(0) = \delta(t)$$

$$u_{C}(0^{+}) = u_{C}(0^{-}) + \frac{1}{C} \int_{0^{-}}^{0^{+}} i_{C} dt = 0 + \frac{1}{C} \int_{0^{-}}^{0^{+}} \delta(t) dt = \frac{1}{C}$$

#### 法2步骤:

- (1) 画 $\delta(t)$ 作用时电路(C短路)
- (2) 求 $i_C$
- (3) 积分关系求 $u_C$

 $u_C(0^-)=0$ 

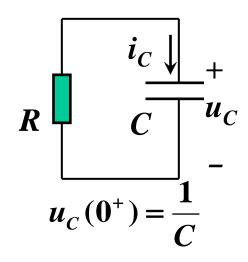
电容电压 发生跳变

#### 2. $t>0^+$ 零输入响应 (RC放电)

$$u_C(t) = \frac{1}{C} e^{-\frac{t}{RC}} \qquad t \ge 0^+$$

$$i_C(t) = -\frac{u_C}{R} = -\frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{RC}} \quad t \ge 0^+$$

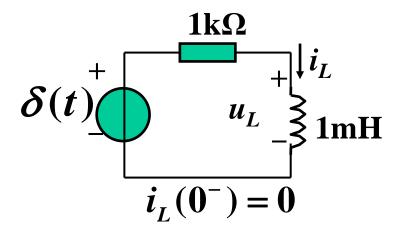
$$\begin{cases} u_C(t) = \frac{1}{C} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t) \\ i_C(t) = \delta(t) - \frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t) \end{cases}$$







- B 1
- C 100
- D 1000



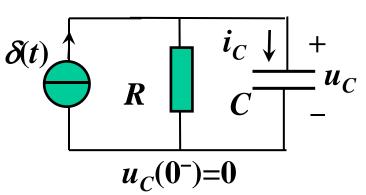
#### 方法2/3 分二个时间段来考虑冲激响应

$$t = \begin{pmatrix} 0^- \longrightarrow 0^+ & h \otimes exical (h \otimes exical harmonic harm$$

方法3 列写方程,把冲激源的作用表现在方程里 从0~~0+范围求积分

## 1. $t d 0^- 0^+$ 间 法3: 列方程分析

$$C\frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t} + \frac{u_C}{R} = \delta(t)$$



#### $u_C$ 不可能是冲激函数,否则KCL不成立

$$\int_{0^{-}}^{0^{+}} C \frac{\mathrm{d}u_{C}}{\mathrm{d}t} \mathrm{d}t + \int_{0^{-}}^{0^{+}} \frac{u_{C}}{R} \mathrm{d}t = \int_{0^{-}}^{0^{+}} \frac{\delta(t) \mathrm{d}t}{t}$$

$$C[u_C(0^+)-u_C(0^-)]=1$$

$$u_C(0^+) = \frac{1}{C} + u_C(0^-)$$

#### 法3步骤:

- (1)列写 $0^- \sim 0^+$ 的方程
- (2)  $0^- \sim 0^+$ 积分求 $u_{\rm C}(0^+)$
- (3)微分关系求i<sub>C</sub>

电容中的冲激电流使电容电压发生跳变

$$i_C = C \frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t} = \mathcal{S}(t)$$

#### 例2: 二阶冲激响应

求图示电路中电压uc。

$$u_C(0^-)=0$$
  $i_L(0^-)=0$ 

$$i_L(0^-)=0$$

第1步  $t a 0^- 0^+$ 间

在 $0^-\sim 0^+$ 期间C为0值电压源,L为0值电流源

 $\delta(t)\mathbf{V}$ 

$$u_L = \delta(t)V$$
  $i_L(0^+) = i_L(0^-) + \frac{1}{L} \int_{0^-}^{0^+} u_L dt = 25 \text{ A}$ 

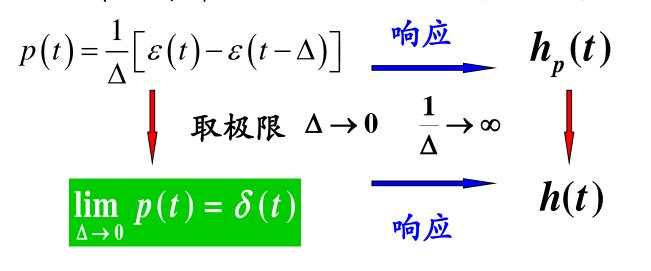
第2步  $t > 0^+$ 求二阶电路的零输入响应(略) 0.04H

#### 小结

## 复习一下表达式

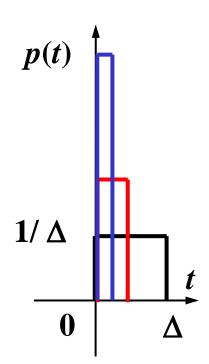
单位脉冲函数

单位脉冲响应



单位冲激函数

单位冲激响应

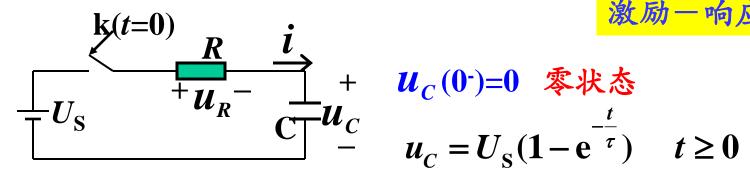


## 2 求任意激励下的零状态响应—— 卷积积分

### 为什么要研究单位冲激响应?

- 求任意激励作用下动态电路零状态响应的需要。
  - ——卷积积分
- 获取系统自身性质的需要。
  - 自动控制原理、信号与系统、数字信号处理等课程

#### (1) 卷积积分的由来



#### 激励-响应线性关系

$$egin{aligned} & u_C(0^-)=0 & ext{ $x$ } \ & u_C=U_{\mathrm{S}}(1-\mathrm{e}^{-rac{t}{ au}}) & t \geq 0 \end{aligned}$$

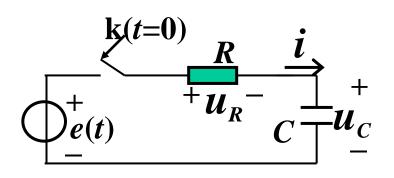
$$U_{\mathrm{s}}$$

$$2U_{\rm S}$$

$$U_{\rm S1} + U_{\rm S2}$$

$$egin{aligned} egin{aligned} egin{aligned\\ egin{aligned} egin{aligned} egin{aligned} egin{aligned} eg$$

#### 利用这个性质求任意激励下电路的ZSR



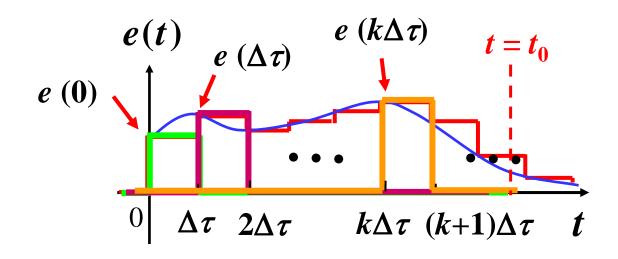
#### 求任意激励下电路的ZSR

#### 2个基本观点:

- (1) 电路零状态,而且激励从0时刻施加,因此 $t = t_0$ 时刻的响应是由 $0 < t < t_0$ 时段的激励决定的
- (2)  $t_0$  时刻观察到的响应,应为  $0 \sim t_0$  时间内所有激励产生的在 $t_0$  时刻响应之和

接下来,我们分别用叠加的思想来处理激励和响应求任意to时刻的响应

#### 0 < t < t<sub>0</sub>时段时间上分割 任意激励 若干脉冲函数(延时)之和



$$e(t) \approx e(0)[\varepsilon(t) - \varepsilon(t - \Delta\tau)] + e(\Delta\tau)[\varepsilon(t - \Delta\tau) - \varepsilon(t - 2\Delta\tau)]$$
$$\cdots + e(k\Delta\tau)[\varepsilon(t - k\Delta\tau) - \varepsilon(t - (k+1)\Delta\tau)] + \cdots$$

在 $0 < t < t_0$ 时段将激励 e(t)看成一系列  $(N \land \uparrow)$  宽度为 $\Delta \tau$ ,高度为  $e(k \Delta \tau)$ 矩形脉冲的和。

#### 建立这个表达式和单位脉冲函数之间的关系

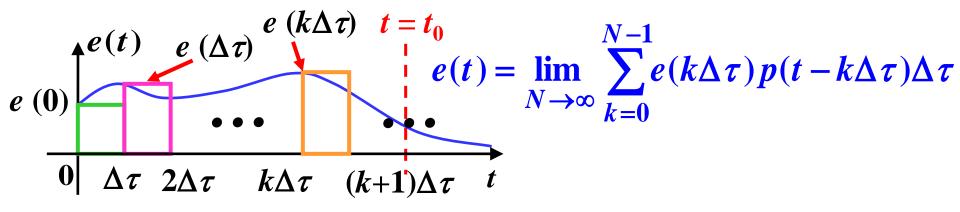
$$e(t) \approx e(0)[\varepsilon(t) - \varepsilon(t - \Delta\tau)] + e(\Delta\tau)[\varepsilon(t - \Delta\tau) - \varepsilon(t - 2\Delta\tau)]$$
$$\cdots + e(k\Delta\tau)[\varepsilon(t - k\Delta\tau) - \varepsilon(t - (k+1)\Delta\tau)] + \cdots$$

$$= \lim_{N \to \infty} \sum_{k=0}^{N-1} e(k\Delta \tau) [\varepsilon(t - k\Delta \tau) - \varepsilon(t - (k+1)\Delta \tau)]$$

$$= \lim_{N \to \infty} \sum_{k=0}^{N-1} e(k\Delta \tau) \frac{1}{\Delta \tau} \left[ \varepsilon(t - k\Delta \tau) - \varepsilon(t - (k+1)\Delta \tau) \right] \Delta \tau$$

单位脉冲函数的延时

$$= \lim_{N \to \infty} \sum_{k=0}^{N-1} e(k\Delta \tau) p(t - k\Delta \tau) \Delta \tau \qquad 0 < t < t_0$$



若单位脉冲函数p(t)的响应为 $h_p(t)$ 

第1个矩形脉冲  $e(0)p(t)\Delta \tau$   $\rightarrow e(0)h_p(t)\Delta \tau$ 

•

•

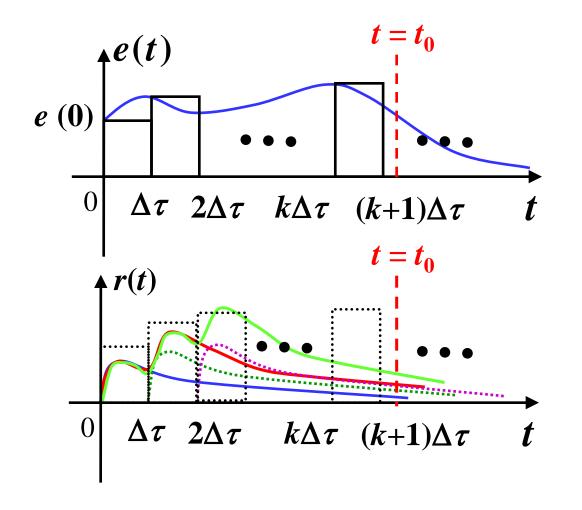
第k个矩形脉冲

$$e(k\Delta\tau)p(t-k\Delta\tau)\Delta\tau \longrightarrow e(k\Delta\tau)h_p(t-k\Delta\tau)\Delta\tau$$

- •

齐性

非时变性



 $k\Delta\tau$ :脉冲作用时刻

ta: 观察响应时刻

假设在 $t_0$  时刻以前有N个脉冲的作用

to时刻观察到的响应 应为0~to时间内所有 激励产生的在t。时刻 响应之和

响应 
$$r(t_0) = \left( \lim_{N \to \infty} \sum_{k=0}^{N-1} e(k\Delta \tau) h_p(t - k\Delta \tau) \Delta \tau \right) \Big|_{t=t_0}$$
 可加性

响应

$$r(t_0) = \left(\lim_{N \to \infty} \sum_{k=0}^{N-1} e(k\Delta\tau) h_p(t-k\Delta\tau) \Delta\tau\right)_{t=t_0}$$
单位脉冲响应 
$$h(t-\tau)$$
 单位冲激响应

$$r(t_0) = \left( \int_0^{t_0} e(\tau)h(t-\tau) d\tau \right) \Big|_{t=t_0}$$

$$t$$

$$t$$

$$\tau$$
积分变量

由 $t_0$ 的任意性,得  $r(t) = \int_0^t e(\tau)h(t-\tau)\mathrm{d}\tau = e(t)*h(t)$ 

在单位冲激响应h(t)帮助下,可求任意激励e(t)作用下电路的零状态响应

$$r(t) = \int_0^t e(\tau)h(t-\tau)d\tau = e(t) * h(t)$$

#### (2) 卷积积分定义

定义

设  $f_1(t)$  ,  $f_2(t)$  t < 0 均为零

$$f_1(t) * f_2(t) = \int_0^t f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$$

#### (3) 卷积积分性质

#### 性质2

$$f_1(t)*[f_2(t)+f_3(t)] = f_1(t)*f_2(t)+f_1(t)*f_3(t)$$

性质3 
$$[f_1(t)*f_2(t)]*f_3(t) = f_1(t)*[f_2(t)*f_3(t)]$$

性质4
$$f(t)*\delta(t) = \delta(t)*f(t) = \int_{0^{-}}^{t} \delta(\tau)f(t-\tau)d\tau = f(t)$$

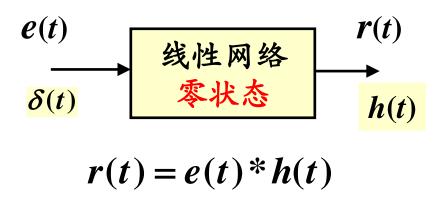
$$f(t)*\delta(t-t_0) = \delta(t-t_0)*f(t)$$

$$= \int_{0^{-}}^{t} \delta(\tau-t_0)f(t-\tau)d\tau = f(t-t_0)$$

$$\left(t^2+2\right)*\delta(t-2) \stackrel{t>2}{=}$$

- B 2
- (C) 6
- $\left(\left(t-2\right)^2+2\right)$

#### (3) 卷积积分的应用



$$\operatorname{PP} r(t) = \int_0^t e(\tau)h(t-\tau)d\tau$$

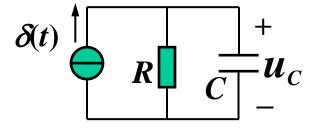
单位冲激响应+卷积积分 可求任意激励作用下电路 的零状态响应

$$i_{\rm S}$$
 已知:  $R=500~{\rm k}\Omega$ ,  $C=1~{\rm \mu}F$ ,  $u_C(0^-)=0$   $i_{\rm S}=2{\rm e}^{-t}\varepsilon(t){\rm \mu}A$   $i_{\rm S}=2{\rm e}^{-t}\varepsilon(t)$ 。

$$i_{\rm S} = 2{\rm e}^{-t}\varepsilon(t)\mu{\rm A}$$

# 解 先求该电路的单位冲激响应 h(t)

设 
$$i_S = \delta(t) \mu A$$



$$u_C(0^+) = \frac{1}{C}\mu V = 1V$$
  $u_C(\infty) = 0$ 

$$\tau = RC = 500 \times 10^3 \times 10^{-6} = 0.5 \text{ s}$$

$$\therefore h(t) = e^{-2t} \varepsilon(t) \mathbf{V}$$

$$i_{S}$$
 单位冲激响应 
$$h(t) = e^{-2t} \varepsilon(t) V$$

$$h(t) = e^{-2t} \varepsilon(t) \mathbf{V}$$

用卷积积分计算  $i_c = 2e^{-t}\varepsilon(t)\mu A$  作用下的响应  $u_c(t)$ 

$$u_{C}(t) = i_{S}(t) * h(t) = \int_{0}^{t} i_{S}(\tau)h(t - \tau)d\tau$$

$$= \int_{0}^{t} 2e^{-\tau} \times e^{-2(t - \tau)}d\tau$$

$$= 2e^{-2t} \int_{0}^{t} e^{\tau}d\tau = 2e^{-2t} (e^{t} - 1)$$

$$= (2e^{-t} - 2e^{-2t})\varepsilon(t) V$$

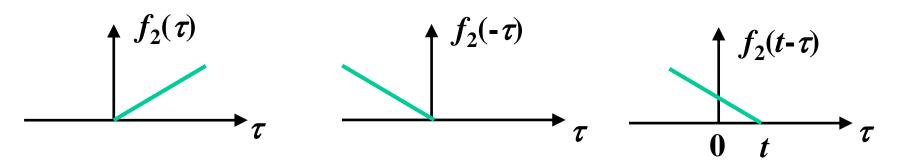
#### (4) 仅在有限时段存在非零函数的卷积积分

例4 已知 
$$f_1(t) = 2[\varepsilon(t) - \varepsilon(t-1)]$$
 
$$f_2(t) = e^{-t}\varepsilon(t)$$
 求  $f_1(t) * f_2(t)$ 

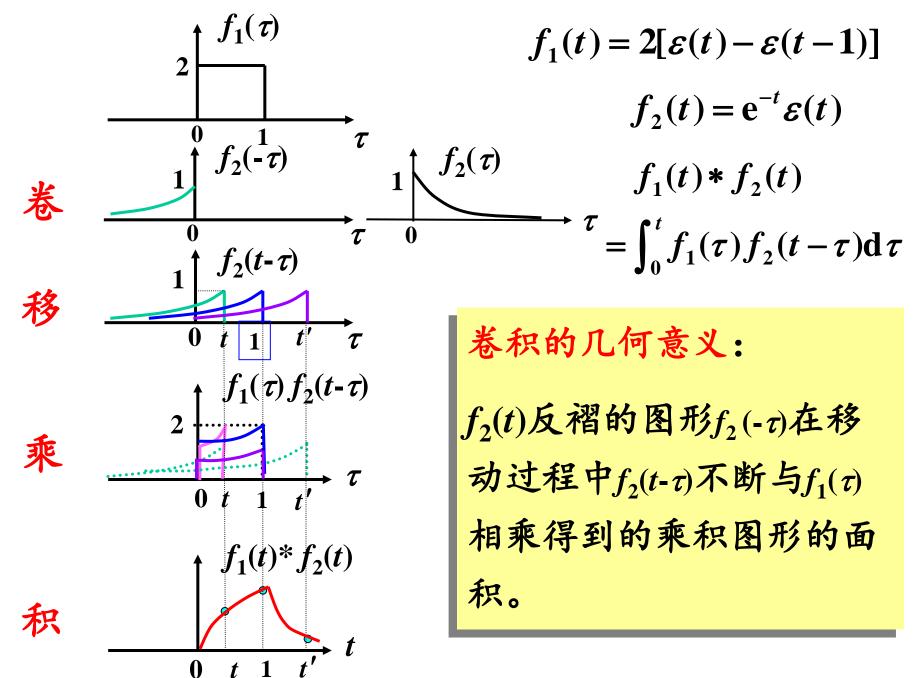
解  $f_1(t) * f_2(t) = \int_0^t f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$  积分变量 被积函数

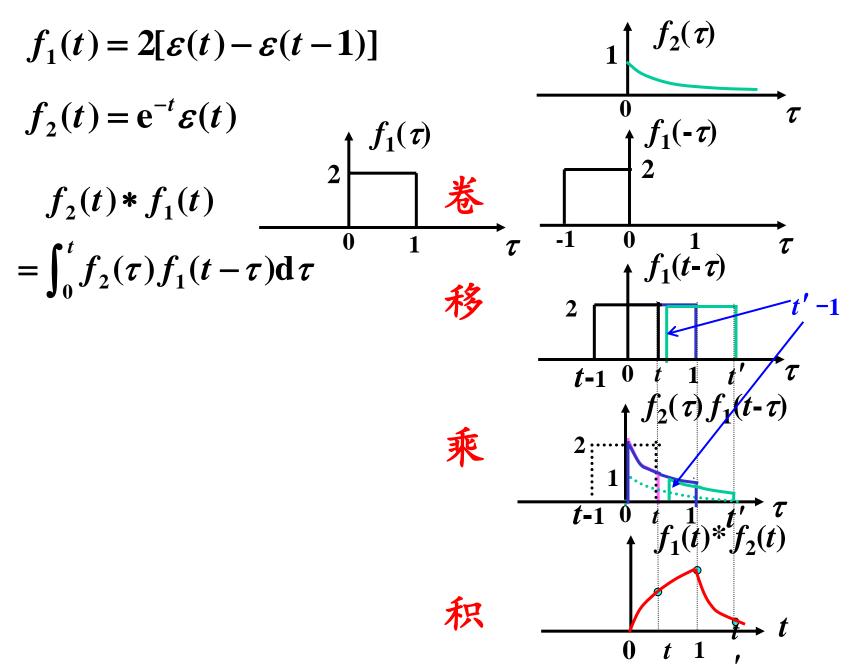
图解说明  $f_2(t-\tau)$ 

困难在于:  $f_1(\tau)$ 的表达式是什么?



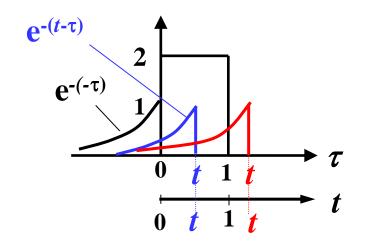
参变量(可视为常量)





#### 由图解过程确定时段划分(t轴)和积分上下限( $\tau$ 轴,考虑t坐标)

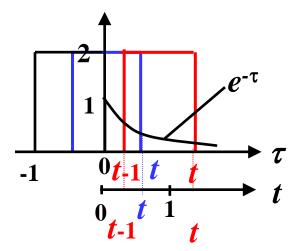
$$f_1(t) * f_2(t) = 2[\varepsilon(t) - \varepsilon(t-1)] * e^{-t}$$



$$t < 0 \qquad f(t) = 0$$

$$0 \le t \le 1$$
  $f(t) = \int_0^t 2e^{-(t-\tau)} d\tau = 2 - 2e^{-t}$ 

$$t \ge 1 \quad f(t) = \int_0^1 2e^{-(t-\tau)} d\tau = 2e^{-(t-1)} - 2e^{-t}$$



$$t < 0 \qquad f(t) = 0$$

$$t < 0 \qquad f(t) = 0$$
$$0 \le t \le 1 \qquad f(t) = \int_0^t 2e^{-\tau} d\tau = 2 - 2e^{-t}$$

$$t \ge 1$$
  $f(t) = \int_{t-1}^{t} 2e^{-\tau} d\tau = 2e^{-(t-1)} - 2e^{-t}$ 



$$t < 0$$
  $f(t) = 0$ 

$$0 \le t \le 1$$
  $f(t) = \int_0^t 2e^{-(t-\tau)} d\tau = 2 - 2e^{-t}$ 

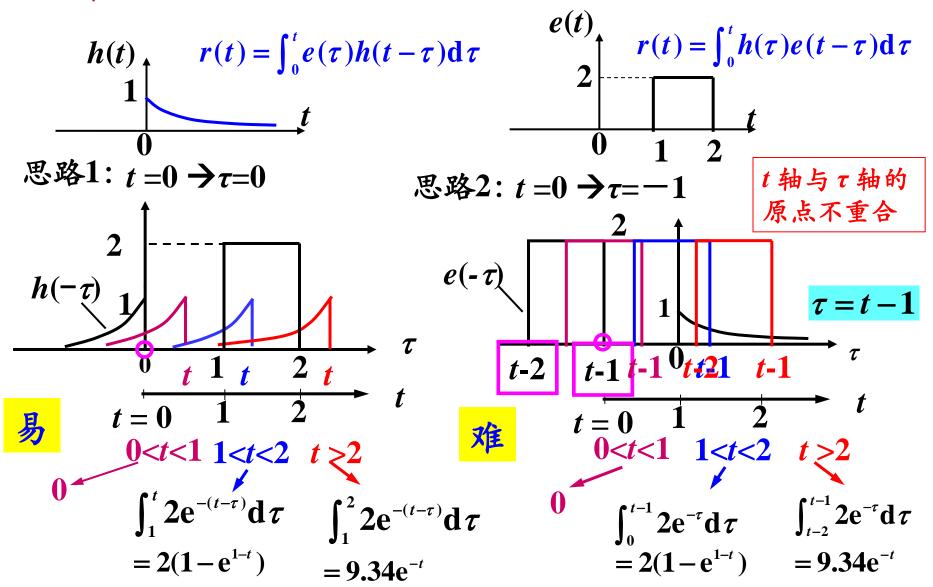
$$t \ge 1$$
  $f(t) = \int_0^1 2e^{-(t-\tau)} d\tau = 2e^{-(t-1)} - 2e^{-t}$ 

$$e^{-1}=0.368$$

#### 关键: t=0时 $f(t-\tau)$ 在 $\tau$ 轴的什么位置?

#### 这个怎么办?

从而确定t与 $\tau$ 的关系。



## 卷积图解法总结

- 什么时候用
  - -被积函数仅在有限时段内有非零函数
- 怎么用
  - 卷、移、乘、积
  - t轴0点在卷后函数图形的右下角
    - 根据/轴定时段
  - t轴0点和τ轴0点定τ~ t关系
    - · 随着t值增加, 根据t值在T轴上的位置定积分上下限
  - 卷无限时段有非零值的函数相对容易
  - 卷紧贴纵轴的函数相对较容易