

第二章 连续时间系统的时域分析

2.1 系统微分方程的经典解

2.2 系统的零输入响应和零状态响应

2.3 冲激响应和阶跃响应

2.4 卷积积分

No2

2.5 卷积积分的性质

No3



重点及要求

练习题

时域分析：对系统的分析与计算均以时间 t 为变量

优点：直观、物理概念清楚

缺点：对高阶系统或复杂激励计算复杂

2.1 系统微分方程的经典解



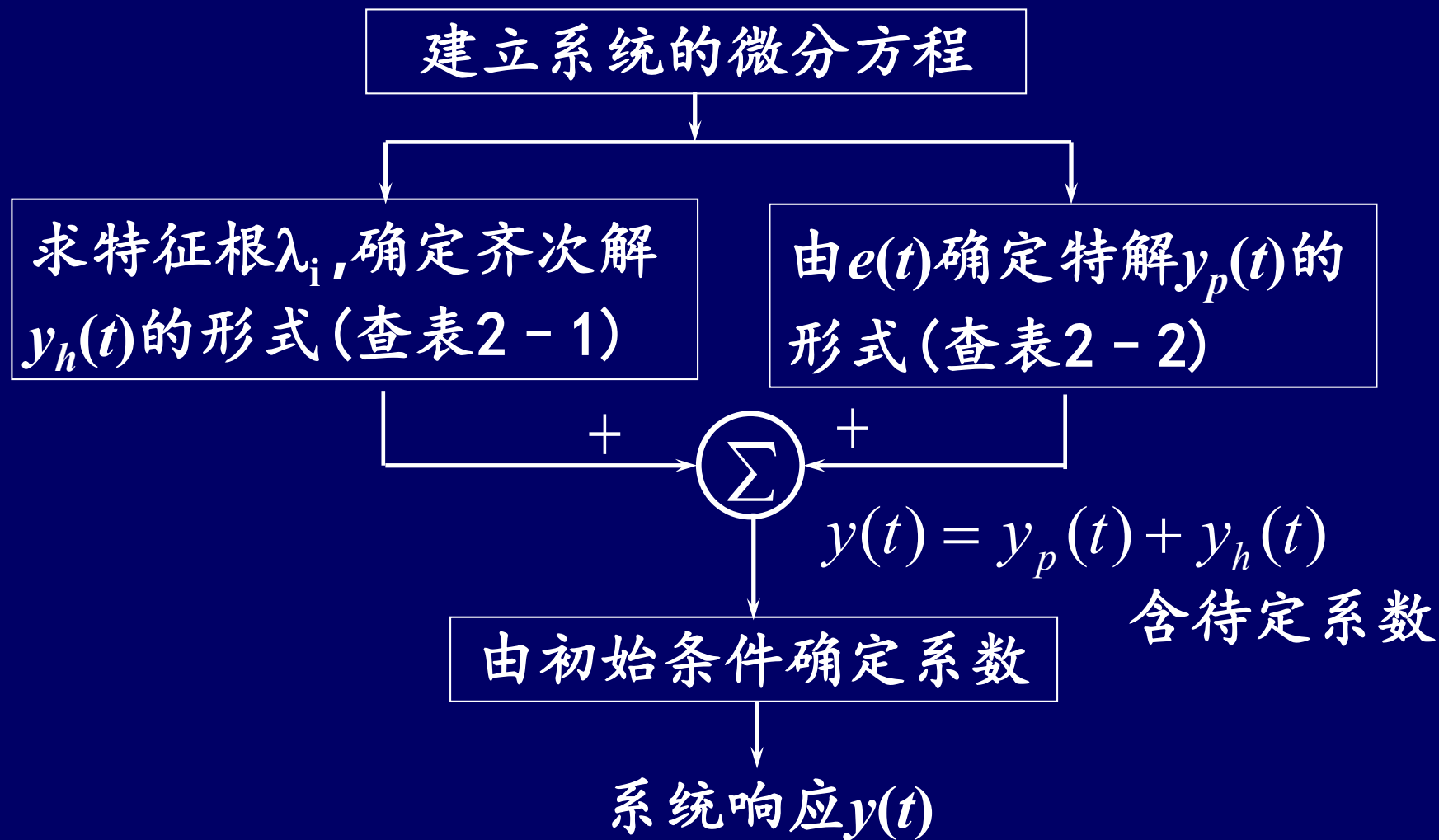
$$\begin{aligned} a_n y^{(n)}(t) + a_{n-1} y^{(n-1)}(t) + \dots + a_1 y'(t) + a_0 y(t) \\ = b_m e^{(m)}(t) + b_{m-1} e^{(m-1)}(t) + \dots + b_1 e'(t) + b_0 e(t) \end{aligned}$$

$$\text{全解: } y(t) = y_h(t) + y_p(t) \quad \begin{array}{l} \text{homogeneous} \\ \text{particular} \end{array}$$

齐次解 特解

2.1.1 微分方程的经典解

用时域法求解连续系统的流程图



1、微分方程的齐次解 $y_h(t)$

齐次方程 $y^{(n)}(t) + a_{n-1}y^{(n-1)}(t) + \dots + a_1y'(t) + a_0y(t) = 0$

特征方程 $\lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \dots + a_1\lambda + a_0 = 0$

n 阶微分方程有 n 个特征根: $\lambda_i (i=1,2,\dots,n)$

齐次解 $y_h(t)$ 的形式由特征根的形式决定 \rightarrow 查 P_{34} 表2-1

例: 求下列方程的齐次解

(1) $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e'(t)$ $y_h(t) = C_1e^{-t} + C_2e^{-2t}$

(2) $y''(t) + 2y'(t) + y(t) = e(t)$ $y_h(t) = C_1te^{-t} + C_2e^{-t}$

(3) $y''(t) + 2y'(t) + 5y(t) = 2e(t)$ $(\lambda+1)^2+4=0$

$$y_h(t) = e^{-t}[C_1 \cos 2t + C_2 \sin 2t] = Ae^{-t} \cos(2t - \theta)$$

2、微分方程的特解 $y_p(t)$

特解 $y_p(t)$ 的形式由激励 $e(t)$ 的形式决定→查 P_{34} 表2-2

说明：通常认为激励 $e(t)$ 是在 $t=0$ 时刻加入系统的，因此特解 $y_p(t)$ 存在的时间为 $t > 0$

例：某系统微分方程 $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e'(t) + e(t)$

求激励为 1) $e(t) = \varepsilon(t)$ 2) $e(t) = e^{-3t}\varepsilon(t)$ 时的特解

解 (1) $e(t) = \varepsilon(t)$ $y_p(t) = P = \frac{1}{2}\varepsilon(t)$ 存在时间 $t > 0$
∴ 不管 $e(t)$
限定范围

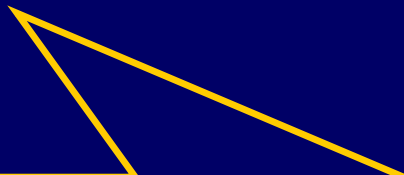
(2) $e(t) = e^{-3t}\varepsilon(t)$ $y_p(t) = Pe^{-3t}\varepsilon(t) = -\frac{5}{2}e^{-3t}\varepsilon(t)$

默认 $t > 0$

3、微分方程的全解 $y(t)$

全解: $y(t) = y_h(t) + y_p(t)$

齐次解 特解



齐次解中的待定系数 C_i 在全解中由初始条件确定, n 阶微分方程需要 n 个初始条件

某系统的微分方程为 $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = e(t)$

激励为 $e(t) = 2\varepsilon(t)$, 计算当 $y(0_+) = 0, y'(0_+) = 0$ 的全响应

解: 1) 齐次解 $y_h(t)$ 特征方程 $\lambda^2 + 3\lambda + 2 = 0$

特征根 $\lambda_1 = -1, \lambda_2 = -2$ 齐次解 $y_h(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t}$

2) 特解 $y_p(t)$ $y_p(t) = P = 1$

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t} + 1 \quad (t > 0)$$

代入初始条件 $y(0_+) = 0, y'(\underline{0}_+) = 0$ 避免冲击函数

$$\left. \begin{aligned} y(0) &= c_1 + c_2 + 1 = 0 \\ y'(0) &= -c_1 - 2c_2 = 0 \end{aligned} \right\} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = -2 \\ c_2 = 1 \end{cases}$$

$$y(t) = (-2e^{-t} + e^{-2t} + 1)\varepsilon(t)$$

例、某LTI系统的数学模型为

$$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e(t) \quad e(t) = 10 \cos t$$

计算当 $y(0_+) = 2, y'(0_+) = 0$ 的全响应

解：1) 齐次解 $y_h(t)$ 特征方程 $\lambda^2 + 5\lambda + 6 = 0$

特征根 $\lambda_1 = -2, \lambda_2 = -3$ 齐次解 $y_h(t) = c_1 e^{-2t} + c_2 e^{-3t}$

2) 特解 $y_p(t)$

查表2-2, 可设特解为 $y_p(t) = P \cos t + Q \sin t$

将 y_p'', y_p', y_p 代入方程, 整理得到

$$y_p'(t) = -P \sin t + Q \cos t \quad y_p''(t) = -P \cos t - Q \sin t$$

$$(5P + 5Q) \cos t + (5Q - 5P) \sin t = 10 \cos t$$

$$\therefore \begin{cases} 5P + 5Q = 10 \\ -5P + 5Q = 0 \end{cases} \Rightarrow \therefore \begin{cases} P = 1 \\ Q = 1 \end{cases} \quad y_p(t) = \cos t + \sin t$$

3) 全解 $y(t)$

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) = c_1 e^{-2t} + c_2 e^{-3t} + \cos t + \sin t$$

代入初始条件 $y(0_+) = 2, y'(0_+) = 0$

$$\left. \begin{aligned} y(0) &= c_1 + c_2 + 1 = 2 \\ y'(0) &= -2c_1 - 3c_2 + 1 = 0 \end{aligned} \right\} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = 2 \\ c_2 = -1 \end{cases}$$

$$y(t) = 2e^{-2t} - e^{-3t} + \cos t + \sin t, \quad \star \quad \underline{t > 0} \quad \text{特解有存在区间}$$

$$y(t) = (2e^{-2t} - e^{-3t} + \cos t + \sin t) \varepsilon(t)$$

$$y(t) = (2e^{-2t} - e^{-3t} + \cos t + \sin t)\varepsilon(t)$$

齐次解

特解

$y =$

自由响应

强迫响应

{ 暂态响应
稳态响应

λ_i

2.1.2 关于系统在 $t=0_-$ 与 0_+ 状态的讨论 (难点)

1. 初始状态 (第二类初始条件) 与初始条件 (第一类初始条件)

$t=0$ 时 $e(t)$ 加入

使用条件

$e(t)$ 加入
前瞬间

$e(t)$ 加入
后瞬间

$y^{(i)}(0_-)$

$y^{(i)}(0_+)$

初始状态反映历史信息而与激励无关

初始条件由初始状态和激励共同决定 (用于确定齐次解待定系数)

从 $0_- \rightarrow 0_+$ $y^{(i)}(t)$ 可能发生跳变

2、跳变量的确定方法 [δ 函数平衡法(δ 匹配法)]

基本思路:

在 $t=0$ 时刻, 方程两边所含有的 $\delta(t)$ 及其各阶导数应相同, 从而判断系统响应在 $t=0$ 时刻是否有跳变

例. 已知LTI系统 $y''(t) + 4y'(t) + 3y(t) = e''(t) + 2e'(t)$
激励为 $e(t) = \varepsilon(t)$ 系统的初始状态为 $y'(0_-) = 1$ $y(0_-) = 0$
求系统的初始条件 $y'(0_+)$ $y(0_+)$ 求跳变量

$$y(t) \text{ 在 } t=0 \text{ 处跳变量为 } 1 \quad y(0_+) = y(0_-) + 1 = 1$$

$$y'(t) \text{ 在 } t=0 \text{ 处跳变量为 } -2 \quad y'(0_+) = y'(0_-) - 2 = -1$$

$$\underline{y''(t) + 4y'(t) + 3y(t)} = \underline{e''(t) + 2e'(t)} \quad \underline{e(t) = \varepsilon(t)}$$

$$y''(t) + 4y'(t) + 3y(t) = \delta'(t) + 2\delta(t)$$

$$y''(t) \quad \delta'(t) - 2\delta(t)$$

$$y''(t) \quad \delta'(t) - 2\delta(t)$$

$$4y'(t) \quad 4\delta(t)$$

$$y'(t) \quad \delta(t) - \underbrace{2\varepsilon(t)}$$

$$3y(t)$$

$$y(t) \quad \underbrace{\varepsilon(t)}_{\text{跳变量}}$$

$$\forall y(0) = 1$$

只关心冲击函数

$$\forall y'(0) = -2$$

返回

总结：用 δ 函数平衡法求跳变量时，应注意：

- 1) 只匹配 $\delta(t)$ 及其各阶导数
- 2) 先使方程右边 $\delta(t)$ 最高次导数项与方程左边 $y^{(i)}(t)$ 的最高阶次项得到平衡
- 3) 当平衡低次 $\delta(t)$ 项时，若方程两边不能平衡时，由方程左边 $y^{(i)}(t)$ 的最高阶次项来补偿
- 4) 平衡后， $y^{(i)}(t)$ 中含有的 $\varepsilon(t)$ 项系数即为跳变量

发生跳变的条件：微分方程右端含 $\delta(t)$ 及其各阶导数

例、 $y'(t) + 3y(t) = 3\delta'(t)$ 求 $y(t)$ 在 $t=0$ 时刻的跳变量

例、 $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e'(t) + 6e(t)$

已知 $e(t) = \varepsilon(t)$ $y(0_-) = 2$ $y'(0_-) = 0$ 求 $y(0_+)$ $y'(0_+)$

例、 $y'''(t) + 4y''(t) + 5y'(t) + 2y(t) = \delta''(t) + 3\delta(t)$

求 $y(t)$ $y'(t)$ $y''(t)$ 在 $t=0$ 时刻的跳变量

$$\begin{array}{ll} y'''(t) & \delta''(t) - 4\delta'(t) \\ 4y''(t) & 4\delta'(t) - 16\delta(t) \\ 5y'(t) & 5\delta(t) \\ 2y(t) & 2\varepsilon(t) \end{array} \quad \begin{array}{l} y''' \\ y'' \\ y' \\ y \end{array} \quad \begin{array}{l} \delta''(t) - 4\delta'(t) + 14\delta(t) \\ \delta'(t) - 4\delta(t) + 14\varepsilon(t) \\ \delta(t) - 4\varepsilon(t) \\ \varepsilon(t) \end{array}$$

返回

2.2 零输入响应和零状态响应

2.2.1 零输入响应 $y_{zi}(t)$ *zero-input*

没有外加激励的作用，仅由初始状态所引起的响应

对应齐次方程： $a_n y^{(n)}(t) + a_{n-1} y^{(n-1)}(t) + \dots + a_1 y'(t) + a_0 y(t) = 0$

解的形式由特征根决定：

$$y_{zi}(t) = \sum_{i=1}^n C_{xi} e^{\lambda_i t} \quad t \geq 0 \quad \lambda \text{ 为单实根时}$$

初始条件 = 初始状态，即没有跳变（因为没有输入）

$$y_{zi}^{(i)}(0_+) = y_{zi}^{(i)}(0_-) = y^{(i)}(0_-)$$

例： $y''(t) + 5y' + 4y(t) = 2e(t)$

已知 $y(0_-) = 1, y'(0_-) = 2$ 计算系统的零输入响应 $y_{zi}(t)$

$$\begin{aligned} y_{zi}(t) &= c_1 e^{-t} + c_2 e^{-4t} \\ y_{zi}(t) &= (2e^{-t} - e^{-4t})\varepsilon(t) \end{aligned} \quad \begin{cases} c_1 + c_2 = 1 \\ -c_1 - 4c_2 = 2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = 2 \\ c_2 = -1 \end{cases}$$

例： $y''(t) + 3y' + 2y(t) = 2e''(t) + 6e(t)$

已知 $\overset{\text{冗余}}{e(t) = \varepsilon(t)}, y(0_-) = 1, y'(0_-) = 3$

计算系统的零输入响应 $y_{zi}(t)$

$$y_{zi}(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t} \quad y_{zi}(t) = (5e^{-t} - 4e^{-2t})\varepsilon(t)$$

$$\begin{cases} c_1 + c_2 = 1 \\ -c_1 - 2c_2 = 3 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = 5 \\ c_2 = -4 \end{cases}$$

2.2.2 零状态响应 $y_{zs}(t)$ zero-state ☆

系统的初始状态为0，仅由输入信号 $e(t)$ 所引起的响应

对应非齐次方程：
$$\sum_{i=0}^n a_i y_{zs}^{(i)}(t) = \sum_{j=0}^m b_j e^{(j)}(t)$$

解由 $y_h(t)$ 和 $y_p(t)$ 组成：

$$y_{zs}(t) = y_h(t) + y_p(t) = \sum C_{si} e^{\lambda_i t} + y_p(t)$$

λ 为单实根时

$$y^{(j)}(0_-) = 0 \quad (j = 0, 1, \dots, n-1)$$

$$y_{zs}^{(j)}(0_+) = \vee y^{(j)}(0) \quad (j = 0, 1, \dots, n-1)$$

初始条件
= 初始状态₍₀₎
+ 跳变量

初始条件 = 跳变量

例: $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e''(t) + 6e(t)$ $y(0_-) = 1, y'(0_-) = 3$

已知 $e(t) = \varepsilon(t)$, 计算系统的零状态响应 $y_{zs}(t)$

解 $y_{zs}(t) = y_h(t) + y_p(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t} + 3$

$$y(0_+) = 2, y'(0_+) = -6$$

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2\delta'(t) + 6\varepsilon(t)$$

$$y''(t) \quad 2\delta'(t) - 6\delta(t) \quad y''(t) \quad 2\delta'(t) - 6\delta(t)$$

$$3y'(t) \quad 6\delta(t) \quad y'(t) \quad 2\delta(t) - \underbrace{6\varepsilon(t)}$$

$$2y(t) \quad y(t) \quad \underbrace{2\varepsilon(t)}$$

$$\left. \begin{aligned} y(0) &= c_1 + c_2 + 3 = 2 \\ y'(0) &= -c_1 - 2c_2 = -6 \end{aligned} \right\} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = -8 \\ c_2 = 7 \end{cases}$$

$$y_{zs}(t) = (-8e^{-t} + 7e^{-2t} + 3)\varepsilon(t)$$

冗余

混联视听

宴谢罪

2.2.3 全响应 $y(t)$

由初始状态和激励 $e(t)$ 共同作用引起的响应

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) = y_{zi}(t) + y_{zs}(t)$$

$$\underbrace{\sum C_i e^{\lambda_i t}}_{\text{初始条件=初始状态}} + y_p(t) \quad \underbrace{\sum C_{xi} e^{\lambda_i t}}_{\text{初始条件=初始状态}} + \underbrace{\sum C_{si} e^{\lambda_i t}}_{\text{初始条件=跳变量}} + y_p(t)$$

初始条件=初始状态
+跳变量

初始条件 =
初始状态

初始条件 =
跳变量

例: $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e''(t) + 6e(t)$

已知 $e(t) = \varepsilon(t)$, $y(0_-) = 1$, $y'(0_-) = 3$

计算系统的全响应 $y(t)$

$$y(0_-) = 1, y'(0_-) = 3$$

解 $y_{zi}(t) = (C_1 e^{-t} + C_2 e^{-2t})\varepsilon(t) = (5e^{-t} - 4e^{-2t})\varepsilon(t)$

$$y_{zs}(t) = (C_1 e^{-t} + C_2 e^{-2t} + 3)\varepsilon(t) = (-8e^{-t} + 7e^{-2t} + 3)\varepsilon(t)$$

$$\forall y(0) = 2, \forall y'(0) = -6$$

$$y(t) = y_{zi}(t) + y_{zs}(t) = (-3e^{-t} + 3e^{-2t} + 3)\varepsilon(t)$$

$$y(t) = y_h(t) + y_p(t) = (C_1 e^{-t} + C_2 e^{-2t} + 3)\varepsilon(t)$$

$$= (-3e^{-t} + 3e^{-2t} + 3)\varepsilon(t) \quad y(0_+) = 3, y'(0_+) = -3$$

返回

复 习

微分方程的经典解： 齐次解 $y_h(t)$ + 特解 $y_p(t)$

$$\lambda_1 \neq \lambda_2 \quad c_1 e^{\lambda_1 t} + c_2 e^{\lambda_2 t} \quad \lambda_1 = \lambda_2 \quad (c_1 t + c_2) e^{\lambda \cdot t}$$

$$\lambda_{1,2} = \alpha \pm j\beta \quad e^{\alpha t} (c_1 \cos \beta t + c_2 \sin \beta t)$$

$$e(t) = E \quad y_p(t) = P \quad e(t) = e^{\alpha t} \quad y_p(t) = \underline{P} e^{\alpha t}$$

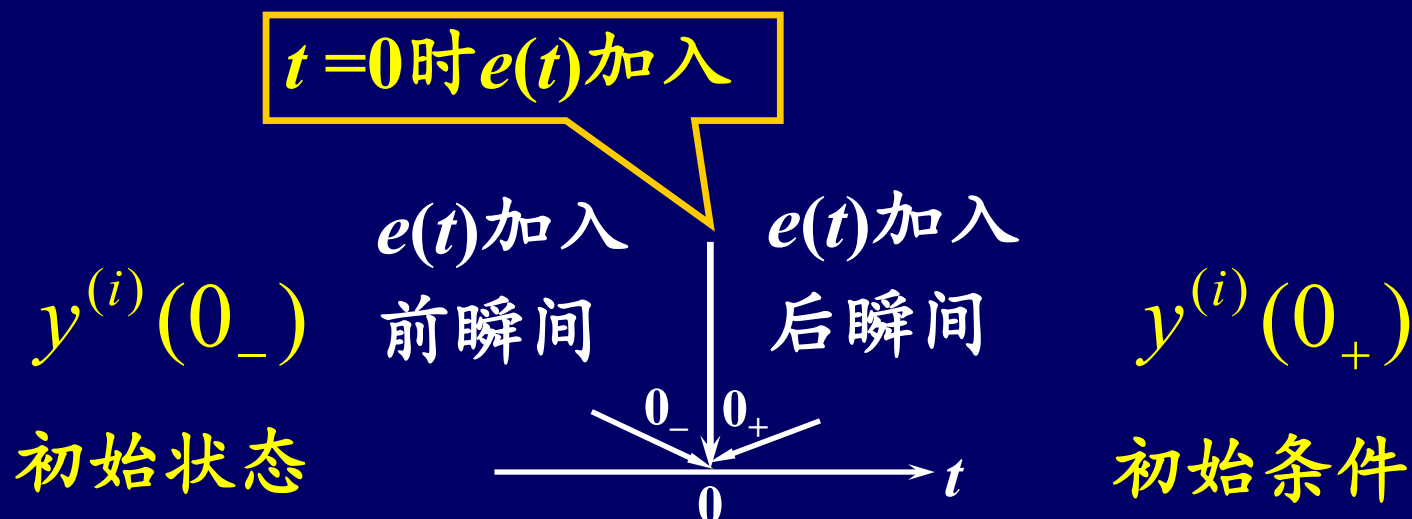
若与输入相同 $(c_1 t + c_2) e^{\alpha t}$

$$e(t) = \cos \omega t \quad y_p(t) = p_1 \cos \omega t + p_2 \sin \omega t$$

跳变量的计算方法

零输入响应 $y_{zi}(t)$ 零状态响应 $y_{zs}(t)$

跳变量的计算方法 (δ 函数平衡法)



初始条件 = 初始状态 + 跳变量

零输入响应 $y_{zi}(t)$ zero-input 初始条件 = 初始状态 没激励 → 没跳变

零状态响应 $y_{zs}(t)$ zero-state 初始条件 = 跳变量

2.3 冲激响应和阶跃响应

2.3.1 冲激响应 $h(t)$ 专用符号

$$e(t) = \delta(t) \xrightarrow{\{x(0)\} = 0} \boxed{LTI} \xrightarrow{y_{zs}(t) = h(t)} \quad h(t) \stackrel{def}{=} T[0, \{\delta(t)\}]$$

此时系统方程的一般形式为

$$\sum_{i=0}^n a_i h^{(i)}(t) = \sum_{j=0}^m b_j \delta^{(j)}(t)$$

由于激励信号 $\delta(t)$ 在 $t > 0$ 时为零，所以冲激响应 $h(t)$ 解的形式与齐次解的形式基本相同

例：某LTI系统的数学模型为

$$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e'(t) + 2e(t) \quad \text{求系统的冲激响应} \rightarrow \text{激励为冲激}$$

解 $h''(t) + 5h'(t) + 6h(t) = \delta'(t) + 2\delta(t) \quad h'(0_-) = h(0_-) = 0$

$$h(t) = (C_1 e^{-2t} + C_2 e^{-3t}) \varepsilon(t) \quad \text{利用冲激函数平衡法得}$$

$$h''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$5h'(t) \quad 5\delta(t)$$

$$6h(t)$$

$$h(0_+) = 1, \quad h'(0_+) = -3$$

$$h''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$h'(t) \quad \delta(t) - 3\varepsilon(t)$$

$$h(t) \quad \varepsilon(t)$$

$$\begin{cases} C_1 + C_2 = 1 \\ -2C_1 - 3C_2 = -3 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} C_1 = 0 \\ C_2 = 1 \end{cases}$$

$$h(t) = e^{-3t} \varepsilon(t)$$

求解冲激响应 $h(t)$ 时系统方程的一般形式为：

$$\sum_{i=0}^n a_i h^{(i)}(t) = \sum_{j=0}^m b_j \delta^{(j)}(t)$$

当 $n > m$ 时 $h(t) = \sum C_i e^{\lambda_i t} \varepsilon(t)$

当 $n = m$ 时 $h(t) = \sum C_i e^{\lambda_i t} \varepsilon(t) + C_0 \delta(t)$

当 $n < m$ 时 $h(t) = \sum C_i e^{\lambda_i t} \varepsilon(t) + C_0 \delta(t) + C'_0 \delta'(t) + \cdots$

例6: 某系统的数学模型为

$$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e''(t) + 2e'(t) \text{ 求 } h(t)$$

冲激响应 $h(t)$ $e(t) = \delta(t) \rightarrow y_{zs}(t) = h(t)$

$$h''(t) + 5h'(t) + 6h(t) = \delta''(t) + 2\delta'(t)$$

$$h(t) = (C_1 e^{-2t} + C_2 e^{-3t})\varepsilon(t) + C_0 \delta(t) \text{ 平衡法求跳变量}$$

$$h''(t) \quad \delta''(t) - 3\delta'(t) + 9\delta(t)$$

$$5h'(t) \quad 5\delta'(t) - 15\delta(t)$$

$$6h(t) \quad 6\delta(t)$$

$$h''(t) \quad \delta''(t) - 3\delta'(t) + 9\delta(t)$$

$$h'(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t) + \underbrace{9\varepsilon(t)}$$

$$h(t) \quad \underbrace{\delta(t)} - \underbrace{3\varepsilon(t)}$$

$$\begin{cases} h(0_+) = -3 \\ h'(0_+) = 9 \end{cases}$$

$$\begin{cases} C_1 + C_2 = -3 \\ -2C_1 - 3C_2 = 9 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} C_1 = 0 \\ C_2 = -3 \end{cases}$$

$$C_0 = 1$$

$$h(t) = \delta(t) - 3e^{-3t}\varepsilon(t)$$

例7: 某系统的数学模型为

$$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e'''(t) + 2e'(t) \text{ 求 } h(t)$$

$$h''(t) + 5h'(t) + 6h(t) = \delta'''(t) + 2\delta'(t)$$

$$h(t) = (C_1 e^{-2t} + C_2 e^{-3t})\varepsilon(t) + C_3 \delta(t) + C_4 \delta'(t)$$

$$h''(t)\delta'''(t) - 5\delta''(t) + 21\delta'(t) - 75\delta(t) \quad h''(t)\delta'''(t) - 5\delta''(t) + 21\delta'(t) - 75\delta(t)$$

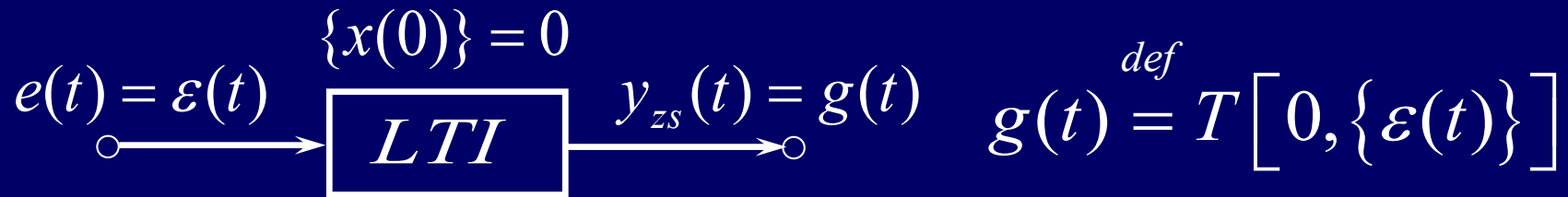
$$5h'(t)5\delta''(t) - 25\delta'(t) + 105\delta(t) \quad h'(t)\delta''(t) - 5\delta'(t) + 21\delta(t) - \underbrace{75\varepsilon(t)}$$

$$6h(t) \quad 6\delta'(t) - 30\delta(t) \quad h(t) \delta'(t) - 5\delta(t) + \underbrace{21\varepsilon(t)}$$

$$\begin{cases} h(0_+) = 21 \\ h'(0_+) = -75 \end{cases} \quad \begin{matrix} C_3 = -5 \\ C_4 = 1 \end{matrix}$$

$$h(t) = \delta'(t) - 5\delta(t) + (-12e^{-2t} + 33e^{-3t})\varepsilon(t)$$

2.3.2 阶跃响应 $g(t)$



系统方程的一般形式为 $\sum_{i=0}^n a_i g^{(i)}(t) = \sum_{j=0}^m b_j \varepsilon^{(j)}(t)$

求解时，一般带有特解

$$\delta(t) \leftrightarrow \varepsilon(t)$$

$h(t)$ 与 $g(t)$ 的关系 $\because \delta(t) = \frac{d}{dt} \varepsilon(t) \quad \therefore h(t) = \frac{d}{dt} g(t)$

$$\because \varepsilon(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau \quad \therefore g(t) = \int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau$$

例：某系统的数学模型为

$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e''(t) + 2e'(t)$ 求系统的阶跃响应 $g(t)$

$$g''(t) + 5g'(t) + 6g(t) = \delta'(t) + 2\delta(t) \quad \text{平衡法}$$

$$g(t) = (C_1 e^{-2t} + C_2 e^{-3t} + P)\varepsilon(t) \quad g(0_+) = 1, g'(0_+) = -3$$

$$g(t) = e^{-3t}\varepsilon(t)$$

例：某系统的数学模型为

$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e''(t) + 2e'(t)$ 求 $h(t)$

$$h(t) = \frac{d}{dt} g(t) = \left(e^{-3t} \varepsilon(t) \right)' = -3e^{-3t} \varepsilon(t) + \delta(t)$$

例：某LTI系统的数学模型为

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = -e'(t) + 2e(t) \text{ 求 } h(t) \text{ 和 } g(t)$$

解 方法一、先求 $g(t)$ ，然后求 $h(t)$

$$g''(t) + 3g'(t) + 2g(t) = -\delta(t) + 2\varepsilon(t)$$

$$g(t) = (c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t} + P)\varepsilon(t) \quad g(0_+) = 0 \quad g'(0_+) = -1$$

$$g(t) = (-3e^{-t} + 2e^{-2t} + 1)\varepsilon(t)$$

$$h(t) = g'(t) = (3e^{-t} - 4e^{-2t})\varepsilon(t)$$

方法二、先求 $h(t)$, 然后求 $g(t)$

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = -e'(t) + 2e(t)$$

$$h''(t) + 3h'(t) + 2h(t) = -\delta'(t) + 2\delta(t) \quad \underline{\text{平衡法}}$$

$$h(t) = (c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t})\varepsilon(t) \quad h(0_+) = -1 \quad h'(0_+) = 5$$

$$h(t) = (3e^{-t} - 4e^{-2t})\varepsilon(t)$$

$$g(t) = \int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^t (3e^{-\tau} - 4e^{-2\tau})\varepsilon(\tau) d\tau$$

$$= \int_0^t (3e^{-\tau} - 4e^{-2\tau}) d\tau = -3e^{-\tau} \Big|_0^t + 2e^{-2\tau} \Big|_0^t$$

$$= (-3e^{-t} + 2e^{-2t} + 1)\varepsilon(t)$$

返回

2.4 卷积积分（重点）

2.4.1 卷积的定义及其积分限的确定

一、卷积的(数学)定义

设 $f_1(t)$ 与 $f_2(t)$ 是定义在 $(-\infty \sim \infty)$ 区间上的连续函数

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$$

$$f(t) = f_1(t) * f_2(t)$$

$f_1(t)$ 与 $f_2(t)$ 的卷积积分，积分结果仍是以时间 t 为变量的函数 $f(t)$

二、卷积积分限的确定

卷积的积分限从 $-\infty$ 到 $+\infty$ ，当 $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 受到某种限制时，卷积积分的上、下限要发生变化，需要确定。

例1: $f_1(t) = t\varepsilon(t)$ $f_2(t) = \varepsilon(t)$ $f(t) = f_1(t) * f_2(t)$

$$f(t) = f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \tau \varepsilon(\tau) \cdot \varepsilon(t-\tau) d\tau = \int_0^t \tau d\tau = \frac{1}{2} t^2 \varepsilon(t)$$

例2: $f_1(t) = e^{-2t} \varepsilon(t)$ $f_2(t) = \varepsilon(t)$ $f_1(t) * f_2(t)$

$$f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-2\tau} \varepsilon(\tau) \cdot \varepsilon(t-\tau) d\tau = \int_0^t e^{-2\tau} d\tau = \frac{1}{2} (1 - e^{-2t}) \varepsilon(t)$$

保证 $t > 0$

例3: $f_1(t) = \varepsilon(t+2)$ $f_2(t) = \varepsilon(t-3)$ $f_1(t) * f_2(t)$

$$f(t) = f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \varepsilon(\tau+2) \varepsilon(t-\tau-3) d\tau$$

$$\left. \begin{array}{l} \tau + 2 > 0 \\ t - \tau - 3 > 0 \end{array} \right\} t - 3 > \tau > -2 = \int_{-2}^{t-3} 1 d\tau = (t-1) \varepsilon(t-1)$$

上界大于下界

2.4.2 卷积的图示法

$$f(t) = f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$$

从定义式可以看出：做卷积运算需要经过以下步骤

1) 变量代换 $t \rightarrow \tau$

2) 反转 $f_2(\tau) \rightarrow f_2(-\tau)$

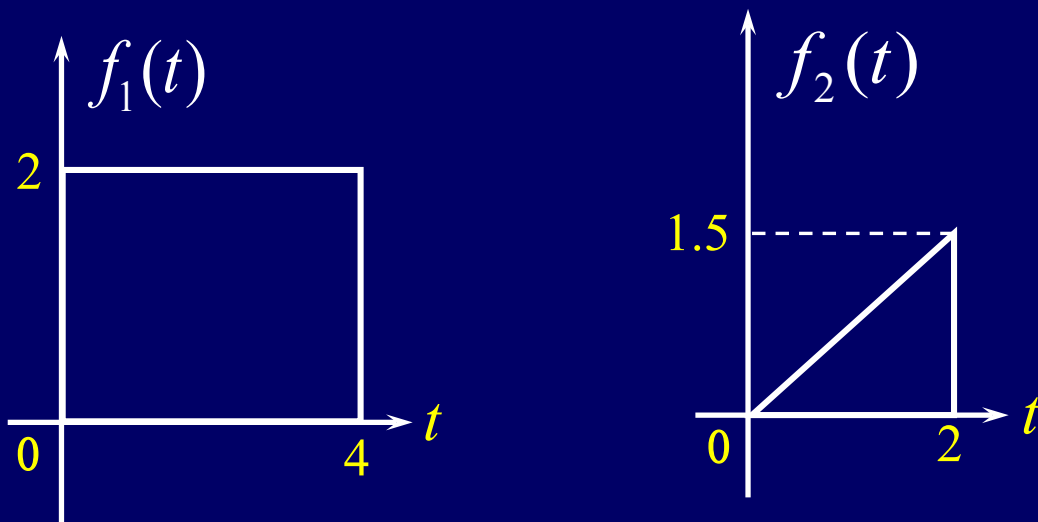
3) 将 $f_2(-\tau)$ 在 τ 轴上平移 t 得 $f_2(t-\tau)$

4) 将 $f_1(\tau)$ 和 $f_2(t-\tau)$ 相乘后积分

图示法就是把这几个步骤借助图直观地表示出来

$$\begin{array}{l} f_1(t) \rightarrow f_1(\tau) \\ f_2(t) \rightarrow f_2(\tau) \rightarrow f_2(-\tau) \rightarrow f_2(t-\tau) \end{array} \rightarrow \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$$

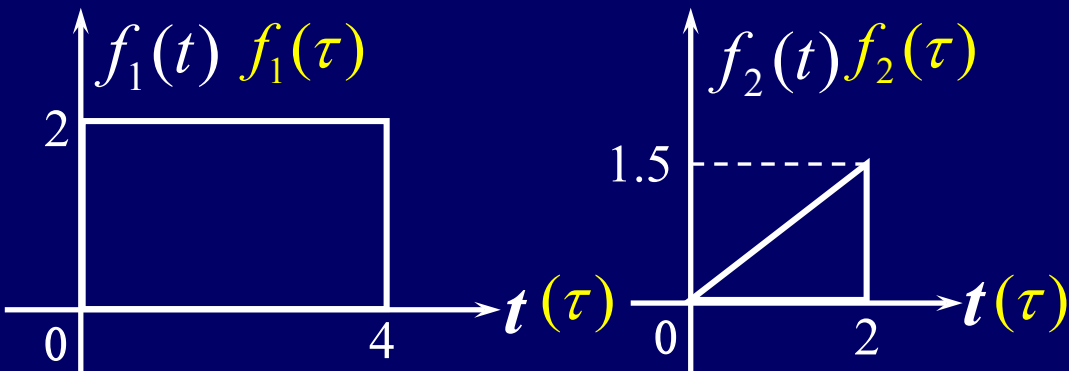
例4: $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 的波形如下图所示, 求 $f_1(t) * f_2(t)$



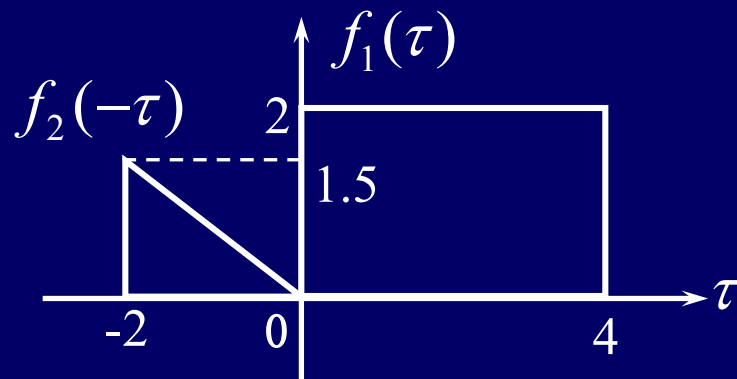
$$f_1(t) = 2[\varepsilon(t) - \varepsilon(t - 4)]$$

$$f_2(t) = \frac{3}{4}t[\varepsilon(t) - \varepsilon(t - 2)]$$

1) 变量置换 $t \rightarrow \tau$



2) 反折 $f_2(\tau) \rightarrow f_2(-\tau)$

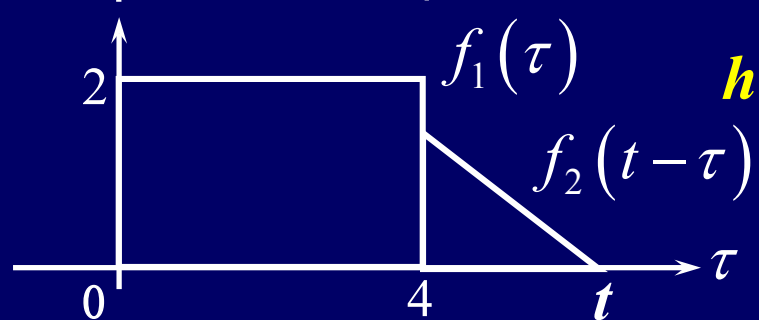
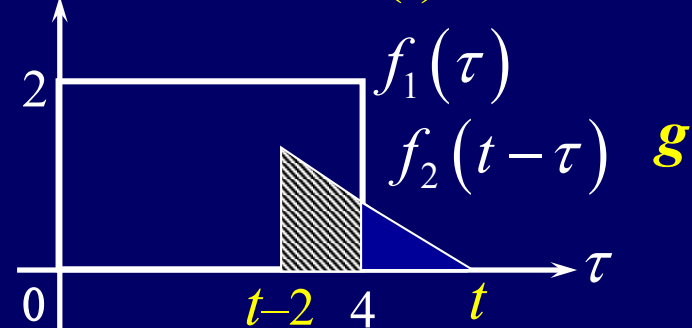
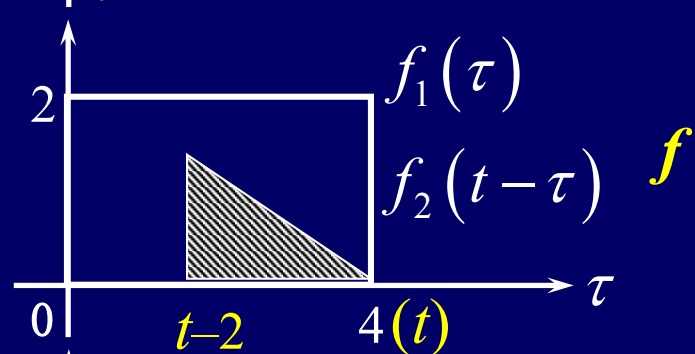
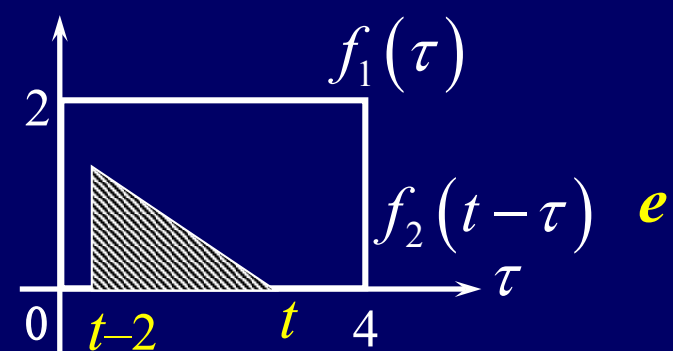
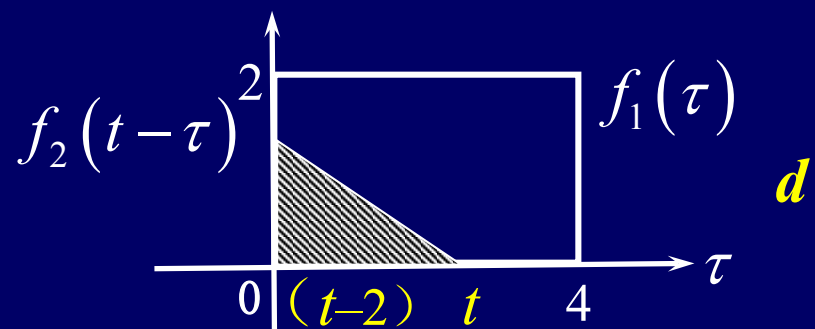
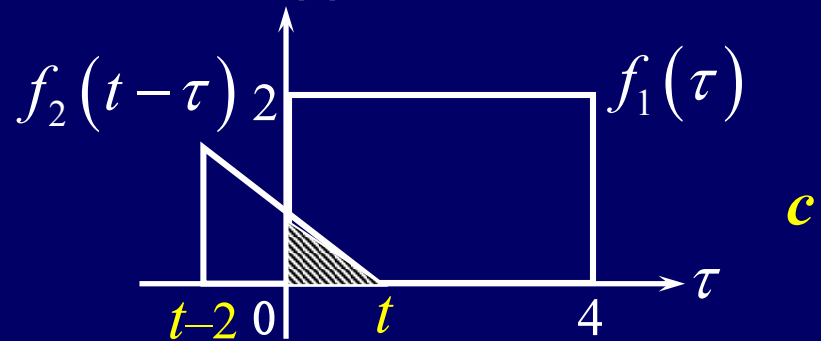
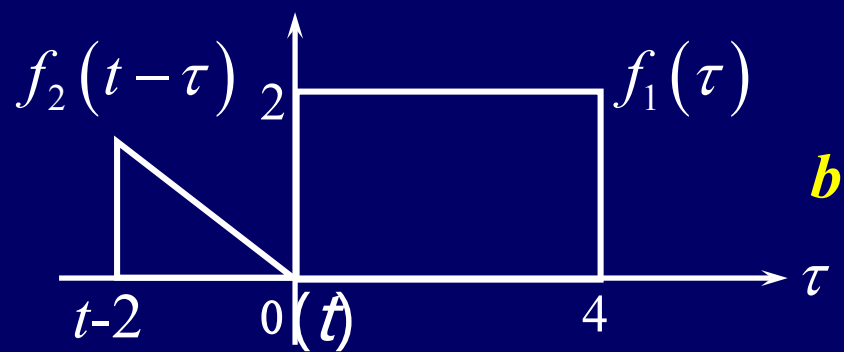
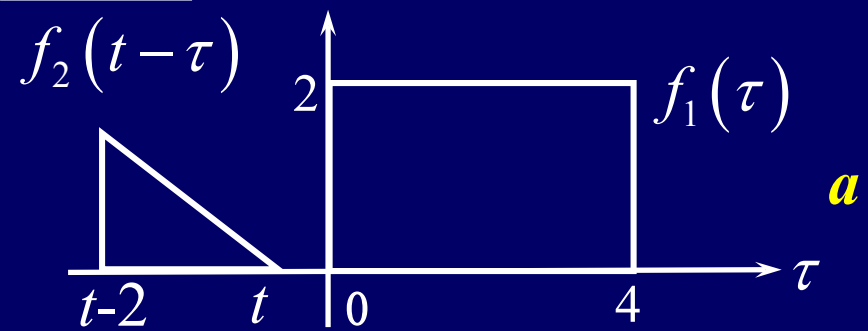


3) 将 $f_2(-\tau)$ 在 τ 轴上平移得 $f_2(t-\tau)$

$t > 0$ 时, $f_2(-\tau)$ 向右平移

4) 将 $f_1(\tau)$ 和 $f_2(t-\tau)$ 相乘后积分

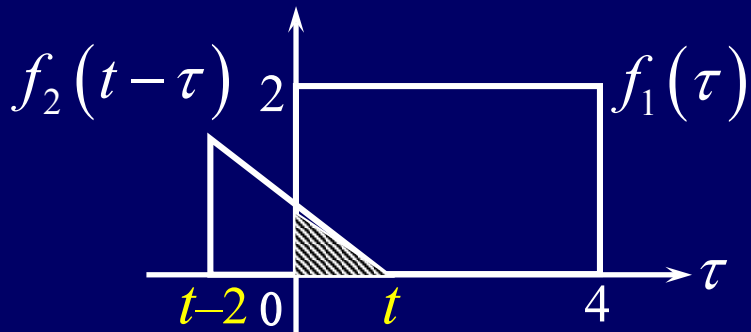
当 t 从 $-\infty$ 逐渐增大时, $f_2(t-\tau)$ 沿 τ 轴从左向右平移



具体计算如下：

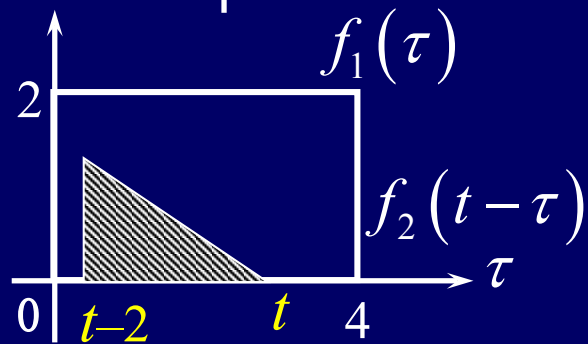
$$t < 0 \quad f(t) = 0 \quad f_2(t) = \frac{3}{4}t$$

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau$$



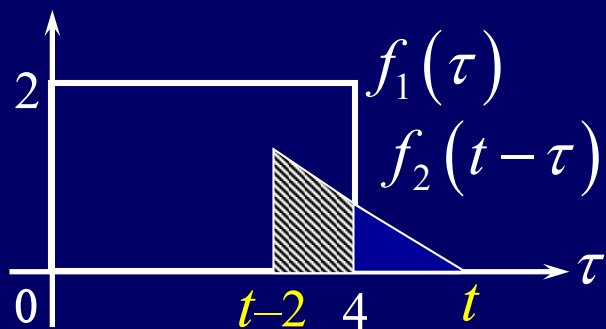
$$0 < t < 2$$

$$f(t) = \int_0^t 2 \cdot \frac{3}{4}(t-\tau) d\tau = \frac{3}{4}t^2$$



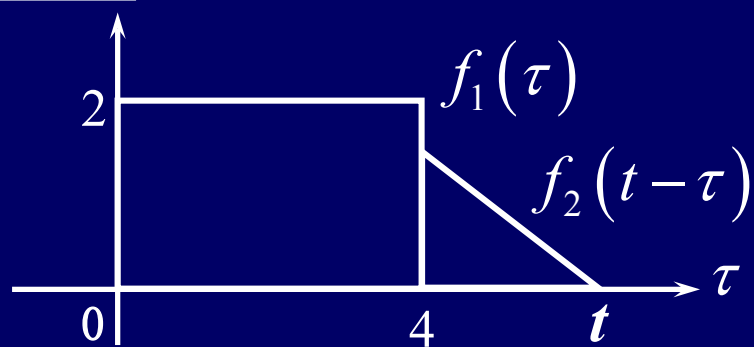
$$2 < t < 4$$

$$f(t) = \int_{t-2}^t 2 \cdot \frac{3}{4}(t-\tau) d\tau = 3$$



$$4 < t < 6$$

$$f(t) = \int_{t-2}^4 2 \cdot \frac{3}{4}(t-\tau) d\tau = -\frac{3}{4}(t-4)^2 + 3$$



$$t > 6$$

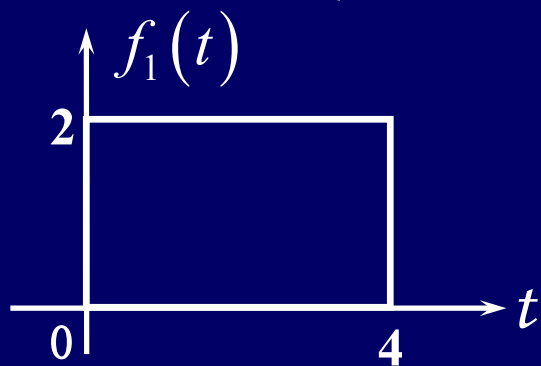
$$f(t) = 0$$

$$\therefore f(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ \frac{3}{4}t^2 & 0 < t < 2 \\ 3 & 2 < t < 4 \\ -\frac{3}{4}(t-4)^2 + 3 & 4 < t < 6 \\ 0 & t > 6 \end{cases}$$

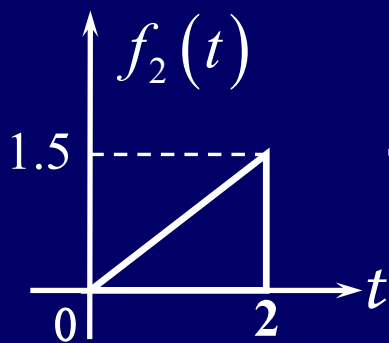
注意:

卷积前、后信号时宽的变化

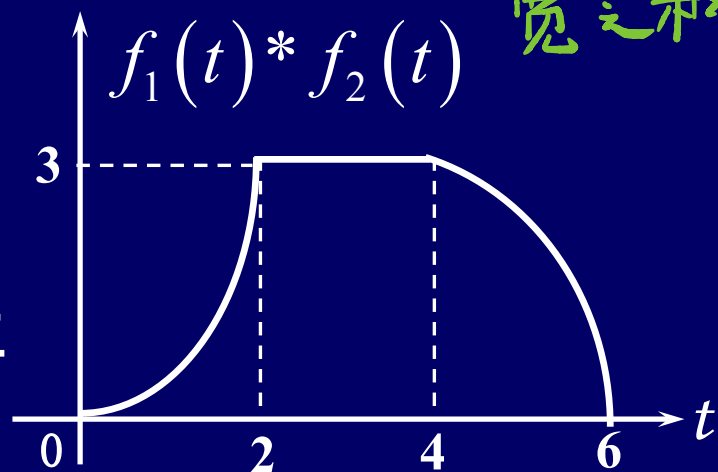
参加卷积的函数时宽之和



*



=

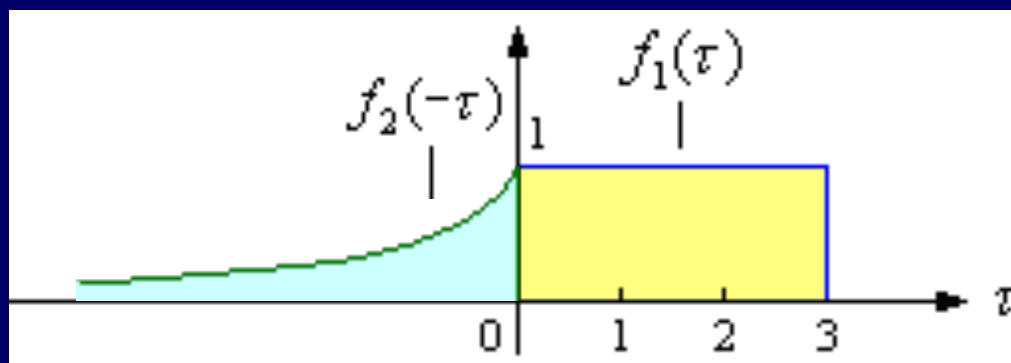


从图解分析过程可以看出：

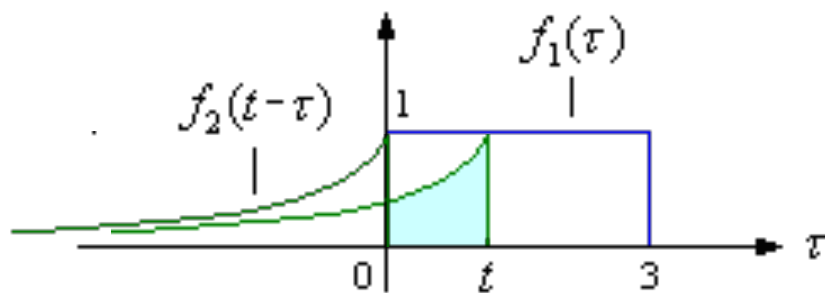
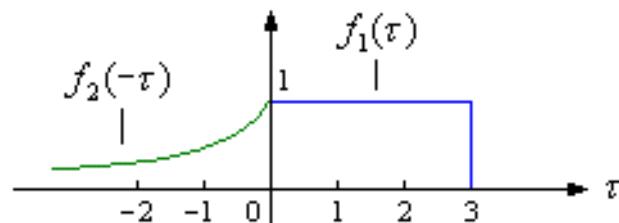
- 1) 卷积中积分限取决于两个图形重叠部分的范围
- 2) 卷积结果所占的**时宽**等于两个函数各自时宽的总和

例5 已知信号 $f_1(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t-3)$, $f_2(t) = e^{-t}\varepsilon(t)$,
求 $y(t) = f_1(t) * f_2(t)$ 。

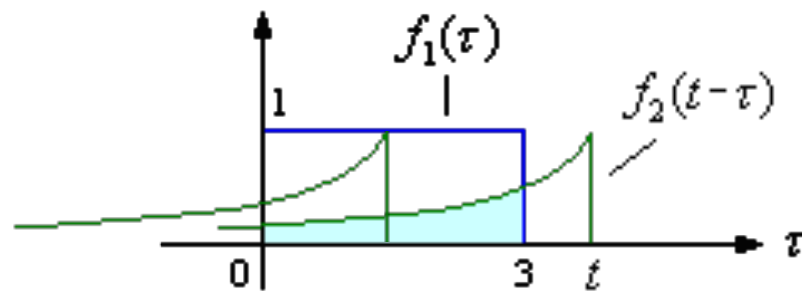
解： $f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$



当 $t \leq 0$ 时, $y(t) = f_1(t) * f_2(t) = 0$



$0 < t \leq 3$



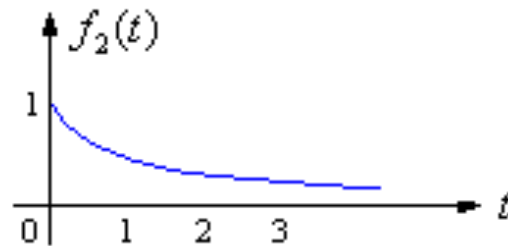
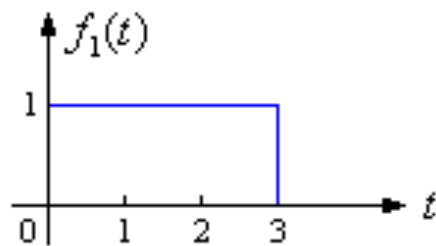
$t > 3$

当 $0 < t \leq 3$ 时,

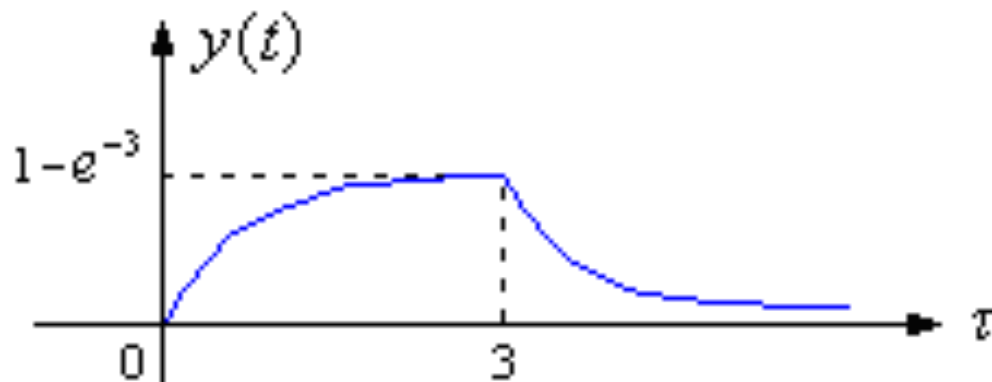
$$\int_0^t 1 \cdot e^{-(t-\tau)} d\tau = e^{-t} \int_0^t e^{\tau} d\tau = 1 - e^{-t}, \quad 0 < t \leq 3$$

当 $t > 3$ 时,

$$\int_0^3 1 \cdot e^{-(t-\tau)} d\tau = e^{-t} \int_0^3 e^{\tau} d\tau = (e^3 - 1)e^{-t}, \quad t > 3$$



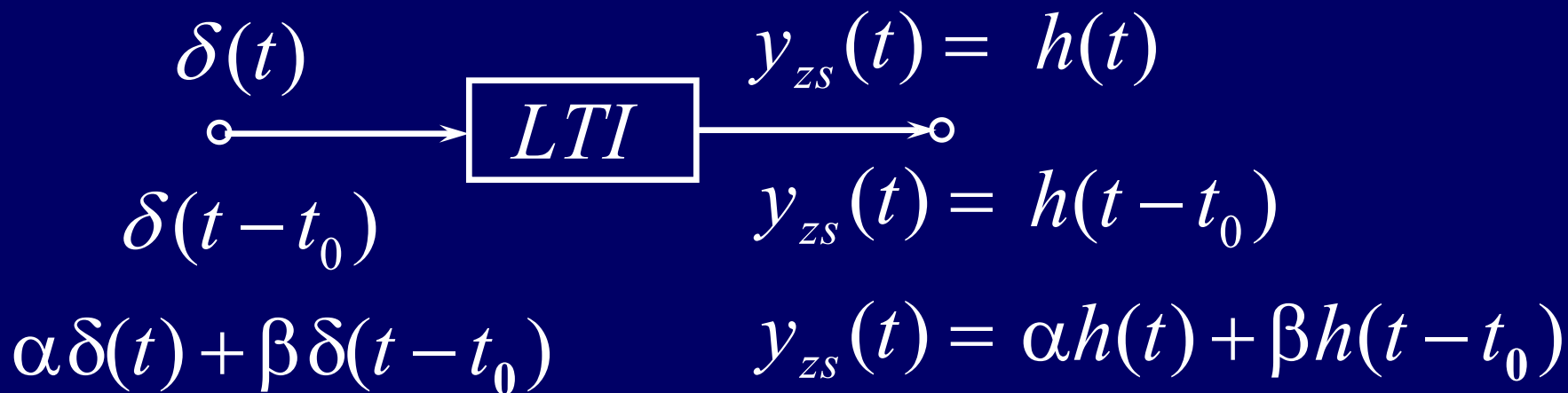
$$f_1(t) * f_2(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ 1 - e^{-t}, & 0 < t \leq 3 \\ (e^3 - 1)e^{-t}, & t > 3 \end{cases}$$



2.4.3 借助冲激响应和线性时不变求解系统的零状态响应 卷积积分的物理意义

将激励信号 $e(t)$ 分解为无穷多个冲激信号之和，借助系统的冲激响应、线性、时不变性质求解系统对任意信号激励下的零状态响应 $y_{zs}(t)$

线性时不变的概念



复 习

冲激响应 $h(t)$ $e(t) = \delta(t) \rightarrow y_{zs}(t) = h(t)$

冲激响应 $h(t)$ 的形式与齐次解的形式 **基本** 相同

阶跃响应 $g(t)$ $e(t) = \varepsilon(t) \rightarrow y_{zs}(t) = g(t)$

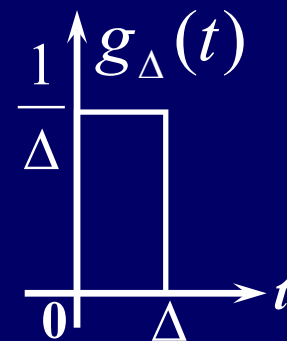
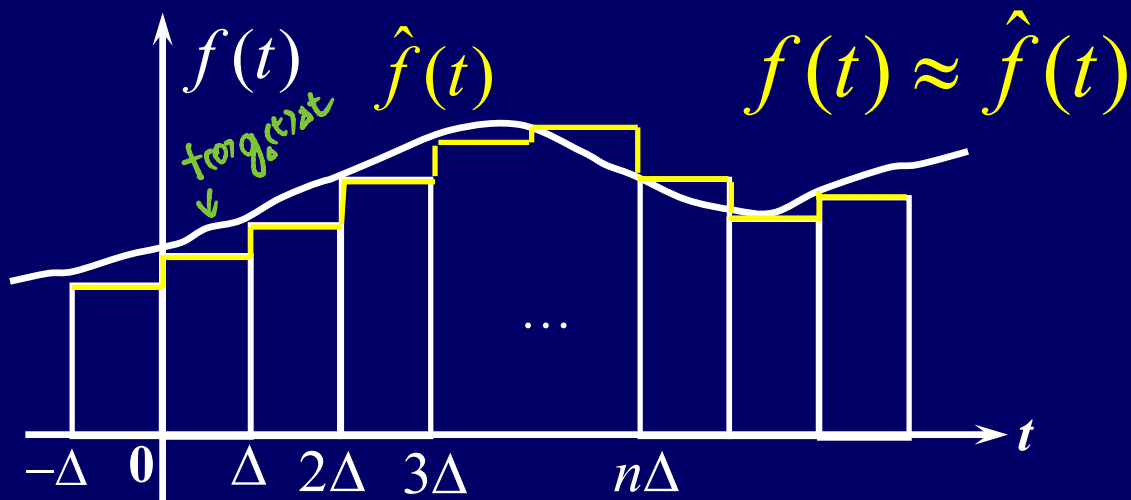
卷积的**定义** $f_1(t) * f_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$

$$\begin{cases} f_1(\tau) \neq 0 \\ f_2(t - \tau) \neq 0 \end{cases} \quad \text{得到 } \tau \text{ 的范围}$$

卷积结果所占的**时宽**等于两个函数各自时宽的总和

计算下列卷积 $\varepsilon(t + 2) * \varepsilon(t - 3)$ $e^{-2t} \varepsilon(t) * \varepsilon(t - 1)$

1. 连续信号的时域分解



$$\hat{f}(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(n\Delta) g_{\Delta}(t - n\Delta) \Delta \quad \Delta \rightarrow 0 \quad \hat{f}(t) \rightarrow f(t)$$

$$\Delta \rightarrow d\tau \quad n\Delta \rightarrow \tau \quad g_{\Delta}(t) \rightarrow \delta(t) \quad \sum_{n=-\infty}^{\infty} \rightarrow \int_{-\infty}^{\infty}$$

$$\rightarrow \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) \delta(t - \tau) d\tau = f(t)$$

任意信号 $f(t)$ 可以分解为无穷多个冲激信号的加权和

$$f(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(n\Delta) \delta(t - n\Delta) \Delta = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) \delta(t - \tau) d\tau$$

2. 利用卷积积分求解系统零状态响应 (卷积积分的物理意义)

$$e(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \sum_{n=-\infty}^{\infty} e(n\Delta) \delta(t - n\Delta) \Delta$$

对于LTI系统

$$e(t) = \delta(t) \quad \longrightarrow \quad y_{zs}(t) = h(t)$$

$$e(t) = \delta(t - n\Delta) \quad \longrightarrow \quad y_{zs}(t) = h(t - n\Delta)$$

$$e(t) = e(n\Delta) \delta(t - n\Delta) \Delta \quad \longrightarrow \quad y_{zs}(t) = e(n\Delta) h(t - n\Delta) \Delta$$

$$e(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \sum_{n=-\infty}^{\infty} e(n\Delta) \delta(t - n\Delta) \Delta \quad \longrightarrow \quad y_{zs}(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \sum_{n=-\infty}^{\infty} e(n\Delta) h(t - n\Delta) \Delta$$

$$y_{zs}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} e(\tau) h(t - \tau) d\tau = e(t) * h(t)$$

系统在激励信号 $e(t)$ 作用下的零状态响应 $y_{zs}(t)$ 为激励 $e(t)$ 与系统冲激响应 $h(t)$ 的卷积积分，即

更简单

$$y_{zs}(t) = e(t) * h(t)$$

例 已知某LTI连续系统的 $h(t) = \varepsilon(t)$ 激励信号 $e(t) = \varepsilon(t-1)$ ，求系统的零状态响应 $y(t)$

解：

$$y_{zs}(t) = e(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} e(\tau) h(t-\tau) d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} \varepsilon(\tau-1) \varepsilon(t-\tau) d\tau \quad t > \tau > 1$$

$$= \int_1^t d\tau$$

$$= (t-1) \varepsilon(t-1)$$

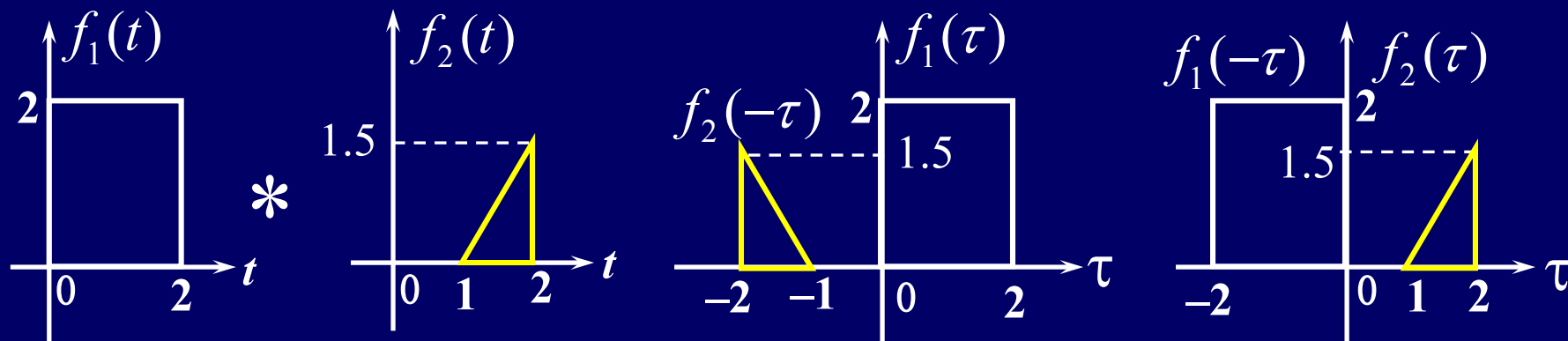
返回

2.5 卷积积分的性质

1. 卷积的代数运算

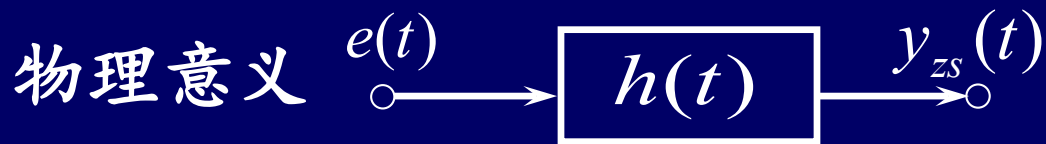
(1) 交换律 $f(t) = f_1(t) * f_2(t) = f_2(t) * f_1(t)$

卷积中两函数的位置可以互换、反转函数可以任选



(2) 分配律

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



a) 设系统的激励为： $e(t) = e_1(t) + e_2(t)$

系统的冲激响应为： $h(t)$

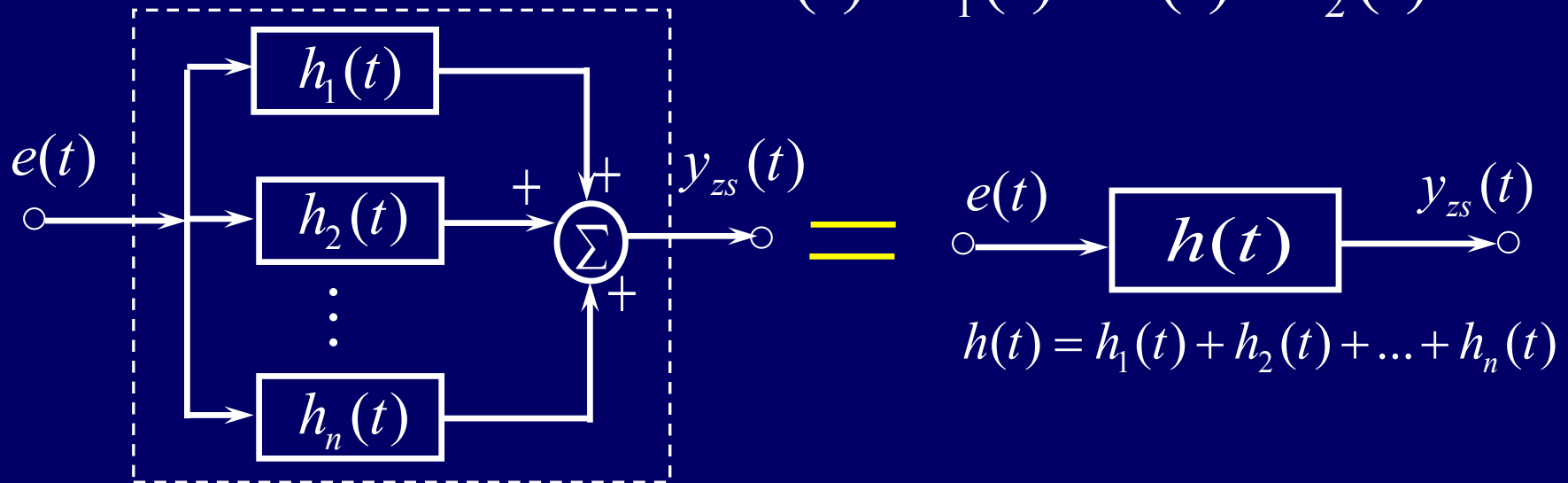
$$\begin{aligned} y_{zs}(t) &= e(t) * h(t) = [e_1(t) + e_2(t)] * h(t) \\ &= e_1(t) * h(t) + e_2(t) * h(t) \end{aligned}$$

n 个信号相加作用于系统产生的零状态响应, 等于 n 个信号分别作用于系统产生的 n 个零状态响应之和。

b) 设系统的激励为： $e(t)$

系统的冲激响应为： $h(t) = h_1(t) + h_2(t)$

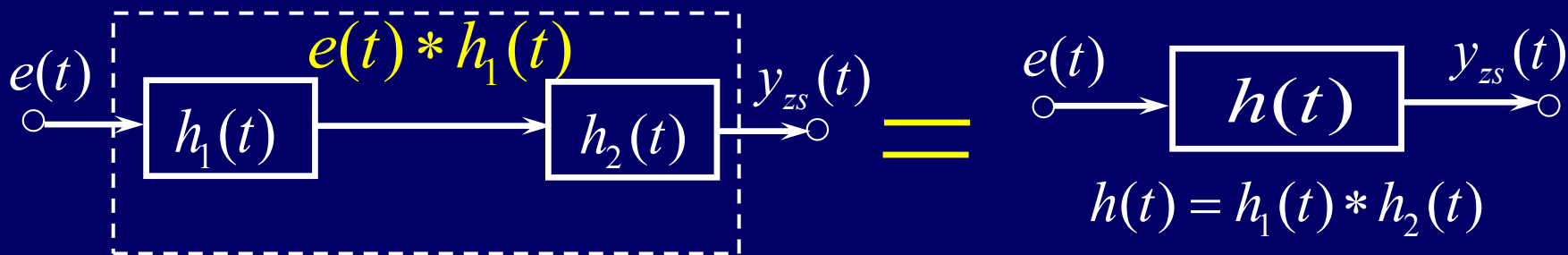
$$\begin{aligned} y_{zs}(t) &= e(t) * h(t) = e(t) * [h_1(t) + h_2(t)] \\ &= e(t) * h_1(t) + e(t) * h_2(t) \end{aligned}$$



n 个子系统并联组成的系统，其冲激响应等于各子系统冲激响应之和。

(3) 结合律

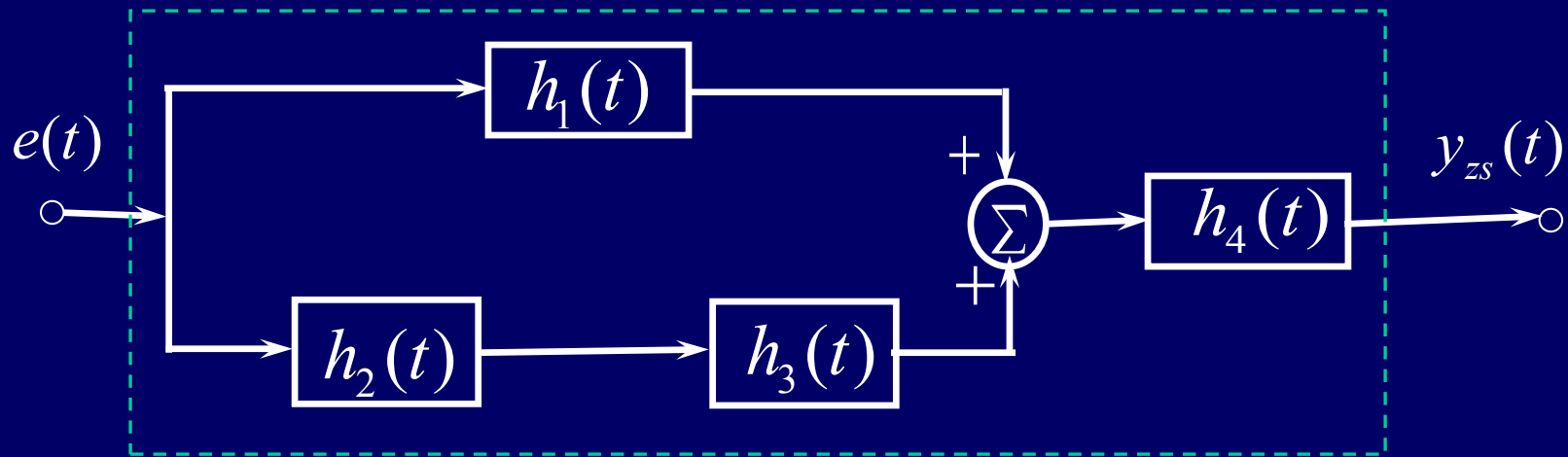
$$[f_1(t) * f_2(t)] * f_3(t) = f_1(t) * [f_2(t) * f_3(t)]$$



$$y_{zs}(t) = [e(t) * h_1(t)] * h_2(t) = e(t) * [h_1(t) * h_2(t)] = e(t) * h(t)$$

n 个子系统级联组成的系统，其冲激响应等于各子系统冲激响应之卷积。

例：求下图所示复合系统的冲激响应 $h(t)$



$$h_2(t) * h_3(t)$$

$$h_1(t) + h_2(t) * h_3(t)$$

$$h(t) = [h_1(t) + h_2(t) * h_3(t)] * h_4(t)$$

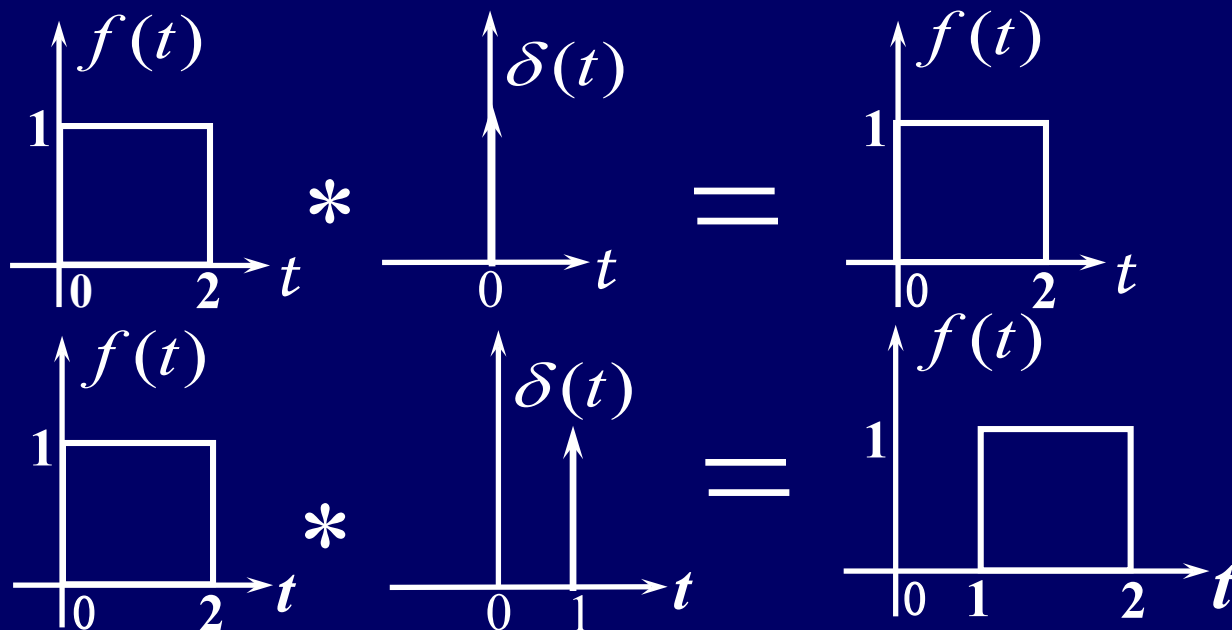
2. 函数与冲激函数的卷积

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

任意函数 $f(t)$ 与 $\delta(t)$ 卷积的结果为该函数 $f(t)$ 本身

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

任意函数 $f(t)$ 与延时 t_0 的冲激函数卷积的结果是把原函数 $f(t)$ 延时 t_0 。(在冲激函数处重现原函数)



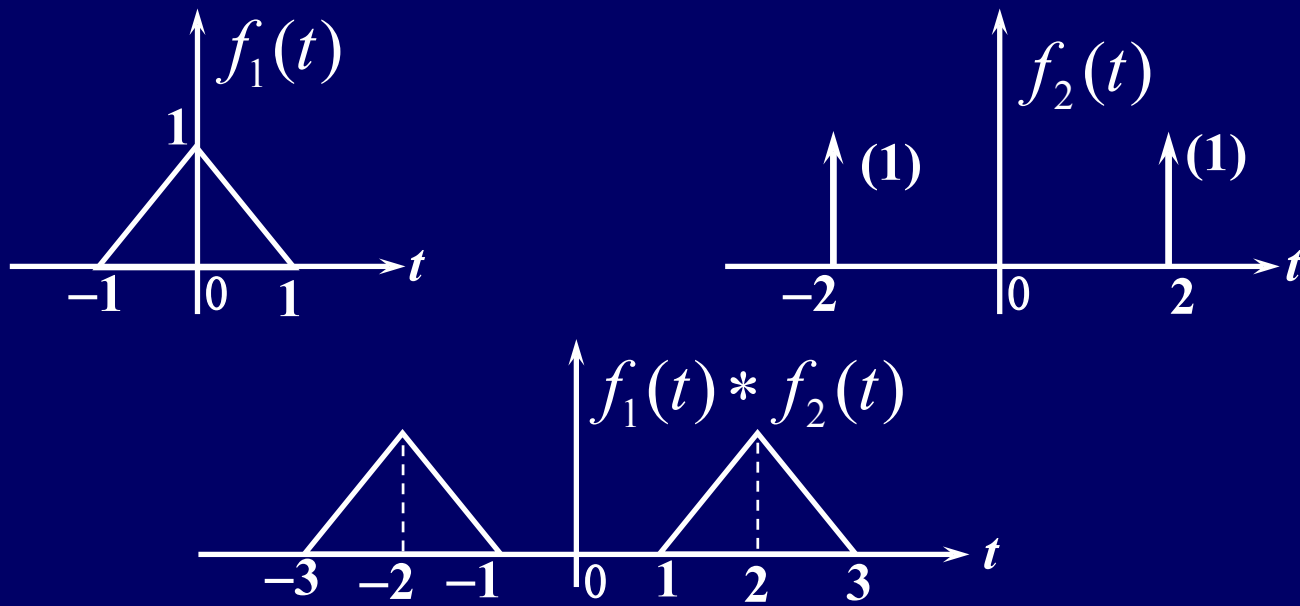
$$\delta(t) * \delta(t) = \delta(t)$$

$$\delta(t) * \delta(t - t_1) = \delta(t - t_1)$$

$$f(t - t_1) * \delta(t - t_2) = f(t - t_1 - t_2)$$

$$f(t) * \delta(t - t_1) * \delta(t - t_2) = f(t - t_1 - t_2)$$

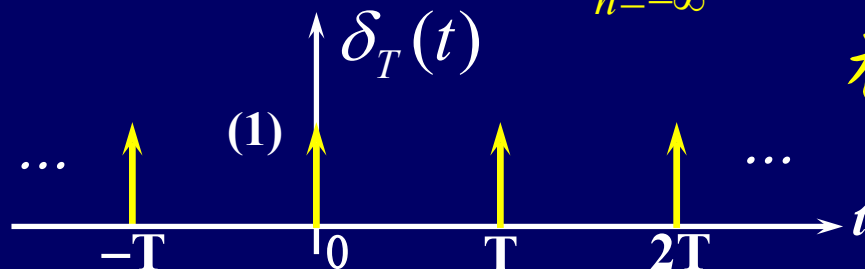
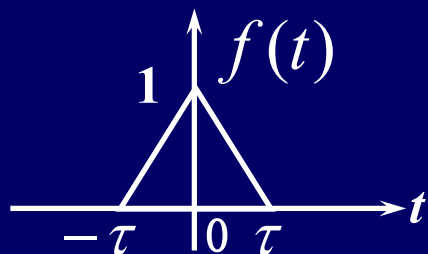
例： $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 的波形如下图所示，求 $f_1(t) \otimes f_2(t)$ 。



例：计算 $f(t) * \delta_T(t)$

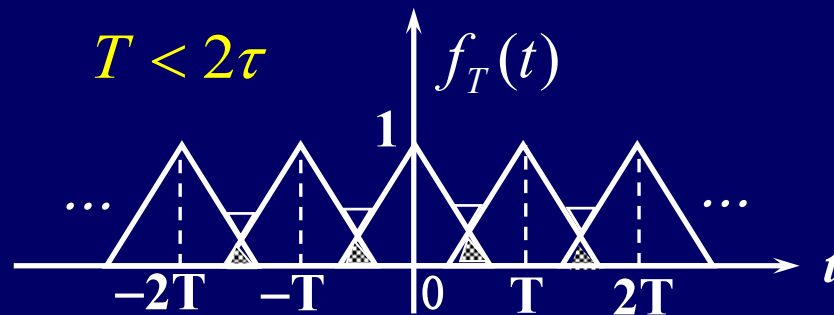
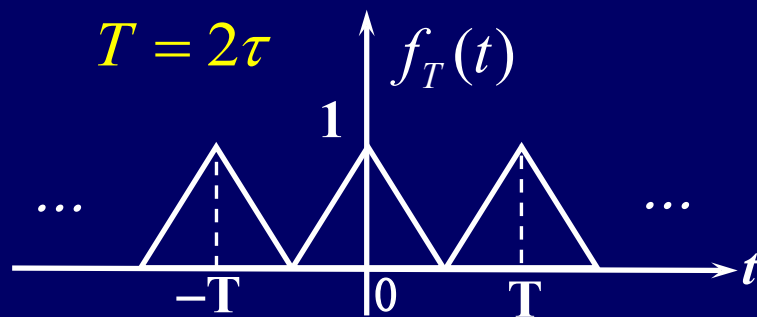
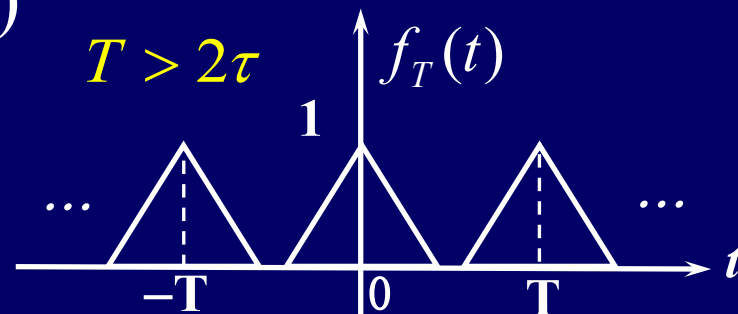
$$\delta_T(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)$$

梳状函数

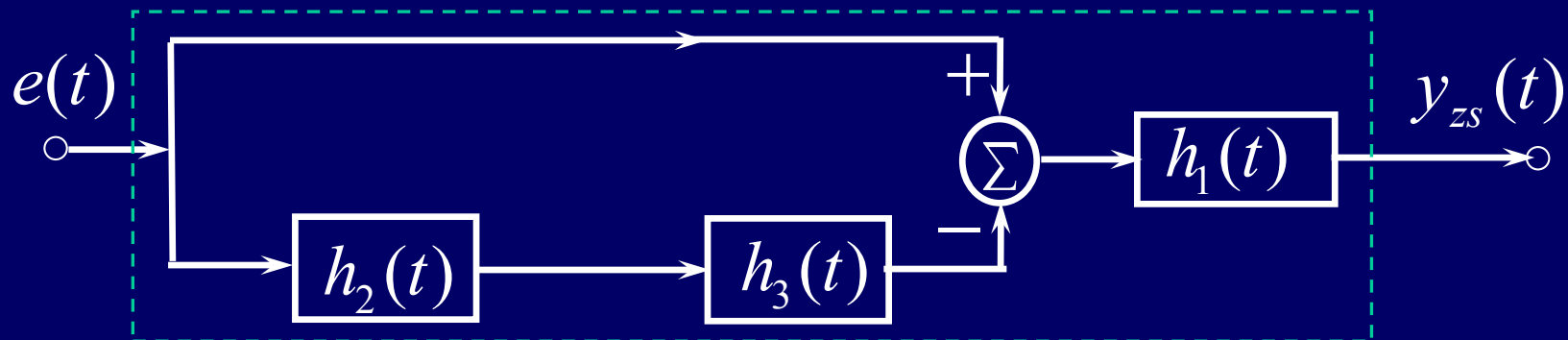


$$f(t) * \delta_T(t) = f(t) * \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} f(t - nT) = f_T(t)$$



例、写出下图所示复合系统的冲激响应 $h(t)$



$$h_1(t) = \varepsilon(t) \quad h_2(t) = \delta(t+1) \quad h_3(t) = \delta(t-2)$$

3、卷积的微分和积分

$$\frac{df(t)}{dt} \xrightarrow{\text{def}} f^{(1)}(t)$$

1) 卷积的微分性质

$$\int_{-\infty}^t f(x)dx \xrightarrow{\text{def}} f^{(-1)}(t)$$

$$[f_1(t) * f_2(t)]^{(1)} = f_1^{(1)}(t) * f_2(t) = f_1(t) * f_2^{(1)}(t)$$

对两函数卷积求导，等于先对其任一函数求导后再卷积

2) 卷积的积分性质

$$[f_1(t) * f_2(t)]^{(-1)} = f_1^{(-1)}(t) * f_2(t) = f_1(t) * f_2^{(-1)}(t)$$

对两函数卷积积分，等于先对其任一函数积分后再卷积

$$[f_1(t) * f_2(t)]^{(2)} = ? \quad [f_1(t) * f_2(t)]^{(-2)} = ?$$

函数 $f(t)$ 与冲激函数的导数或积分卷积

$$f(t) * \delta'(t) = f'(t)$$

函数 $f(t)$ 与冲激偶卷积，相当于对 $f(t)$ 求导

$$f(t) * \int_{-\infty}^t \delta(x) dx = f(t) * \varepsilon(t) = \int_{-\infty}^t f(x) dx$$

函数 $f(t)$ 与阶跃函数卷积，相当于对 $f(t)$ 积分

$$f(t) * \delta^{(n)}(t) = f^{(n)}(t)$$

$n > 0$ 表示微分

$$f(t) * \delta^{(n)}(t - t_0) = f^{(n)}(t - t_0)$$

$n < 0$ 表示积分

3) 卷积的微积分性质

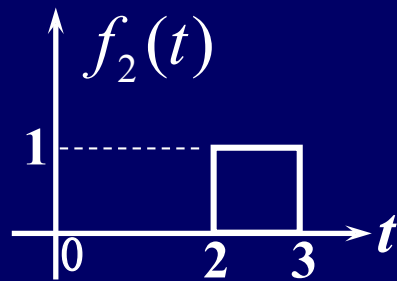
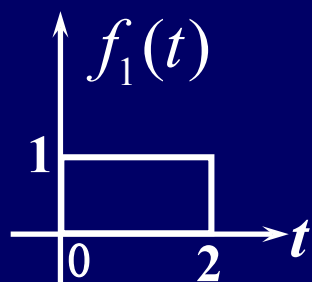
$$\begin{aligned}f(t) &= f_1(t) * f_2(t) = f_1^{(1)}(t) * f_2^{(-1)}(t) \\&= f_1^{(-1)}(t) * f_2^{(1)}(t)\end{aligned}$$

$f_1(t)$ 与 $f_2(t)$ 卷积的结果等于先对其中任一函数求导数，对另一函数求积分后的结果卷积。

$$f(t) = f_1^{(i)}(t) * f_2^{(-i)}(t) = f_1^{(-i)}(t) * f_2^{(i)}(t)$$

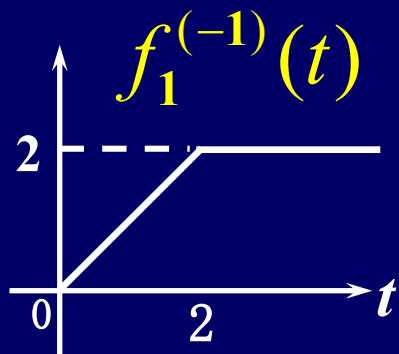
$$f^{(i)}(t) = f_1^{(j)}(t) * f_2^{(i-j)}(t) = f_1^{(i-j)}(t) * f_2^{(j)}(t)$$

例： $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 的波形如下图所示，求 $f_1(t) * f_2(t)$

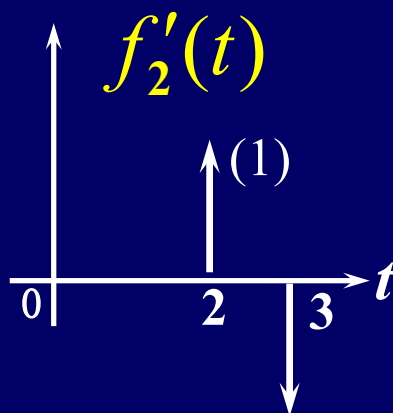


$$= f_1^{(-1)}(t) * f_2^{(1)}(t)$$

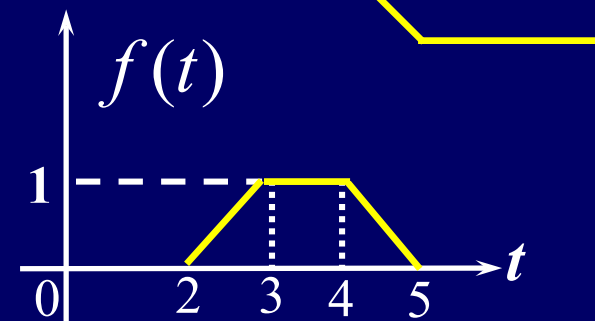
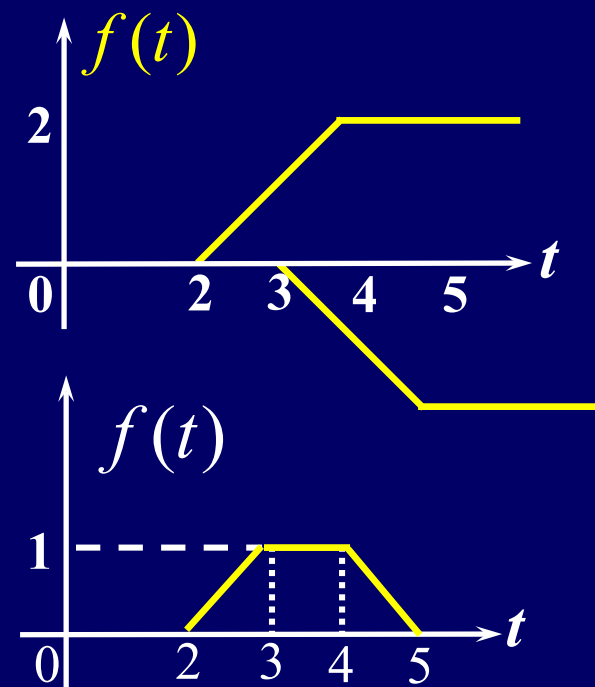
解：



*



=



$$\text{例: } f_1(t) = \cos t \varepsilon(t), f_2(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t - 4\pi), \quad f_1(t) * f_2(t)$$

$$f_1(t) * f_2(t) = \cos t \cdot \varepsilon(t) * [\varepsilon(t) - \varepsilon(t - 4\pi)]$$

$$f_1(t) * f_2(t) = f_1^{(-1)}(t) * f_2^{(1)}(t)$$

$$\begin{aligned} f_1(t) * f_2(t) &= \sin t \cdot \varepsilon(t) * [\delta(t) - \delta(t - 4\pi)] \\ &= \sin t \cdot \varepsilon(t) - \sin(t - 4\pi) \cdot \varepsilon(t - 4\pi) \\ &= \sin t \cdot [\varepsilon(t) - \varepsilon(t - 4\pi)] \end{aligned}$$

例：某LTI系统的数学模型为

$$y'(t) + 2y(t) = e'(t) + 3e(t)$$

已知 $y(0_-) = 2, e(t) = t\varepsilon(t)$ 求 $y(t) = y_{zi}(t) + y_{zs}(t)$

解：零输入响应为： $y_{zi}(t) = ce^{-2t}\varepsilon(t) = 2e^{-2t}\varepsilon(t)$

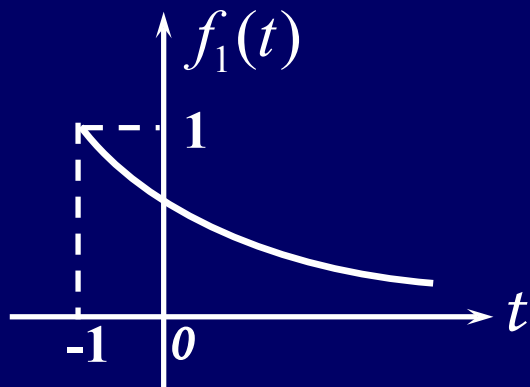
零状态响应为： $y_{zs}(t) = e(t) * h(t)$ 求跳变量

$$h(t) = c_0\delta(t) + c_1e^{-2t}\varepsilon(t) = \delta(t) + e^{-2t}\varepsilon(t)$$

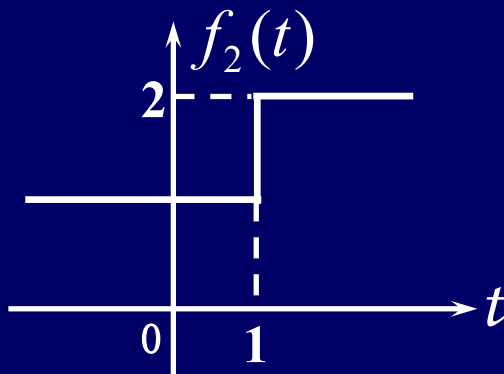
$$\begin{aligned} y_{zs}(t) &= e(t) * h(t) = t\varepsilon(t) * [\delta(t) + e^{-2t}\varepsilon(t)] \\ &= t\varepsilon(t) + t\varepsilon(t) * e^{-2t}\varepsilon(t) \\ &= \left(\frac{3}{2}t + \frac{1}{4}e^{-2t} - \frac{1}{4}\right)\varepsilon(t) \end{aligned}$$

$$y(t) = y_{zi}(t) + y_{zs}(t)$$

例： $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 的波形如下图所示，求 $f_1(t) * f_2(t)$



$$e^{-(t+1)}\epsilon(t+1)$$



$$1 + \epsilon(t-1)$$

解： $f_1(t) * f_2(t) = f_1(t) * [1 + \epsilon(t-1)]$

$$= f_1(t) * 1 + f_1(t) * \epsilon(t-1)$$

$$f_1(t) * 1 = \int_{-\infty}^{\infty} f_1(\tau) \cdot 1 d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-(\tau+1)} \epsilon(\tau+1) d\tau$$

$$= \int_{-1}^{\infty} e^{-(\tau+1)} d\tau = -e^{-(\tau+1)} \Big|_{-1}^{\infty} = 1$$

$$f_1(t) * \varepsilon(t-1) = f_1^{(-1)}(t) * \delta(t-1) \quad f_1(t) = e^{-(t+1)} \varepsilon(t+1)$$

$$\begin{aligned} f_1^{(-1)}(t) &= \int_{-\infty}^t e^{-(\tau+1)} \varepsilon(\tau+1) d\tau \\ &= \int_{-1}^t e^{-(\tau+1)} d\tau = -e^{-(\tau+1)} \Big|_{-1}^t \\ &= (1 - e^{-(t+1)}) \varepsilon(t+1) \end{aligned}$$

$$(1 - e^{-(t+1)}) \varepsilon(t+1) * \delta(t-1) = (1 - e^{-t}) \varepsilon(t)$$

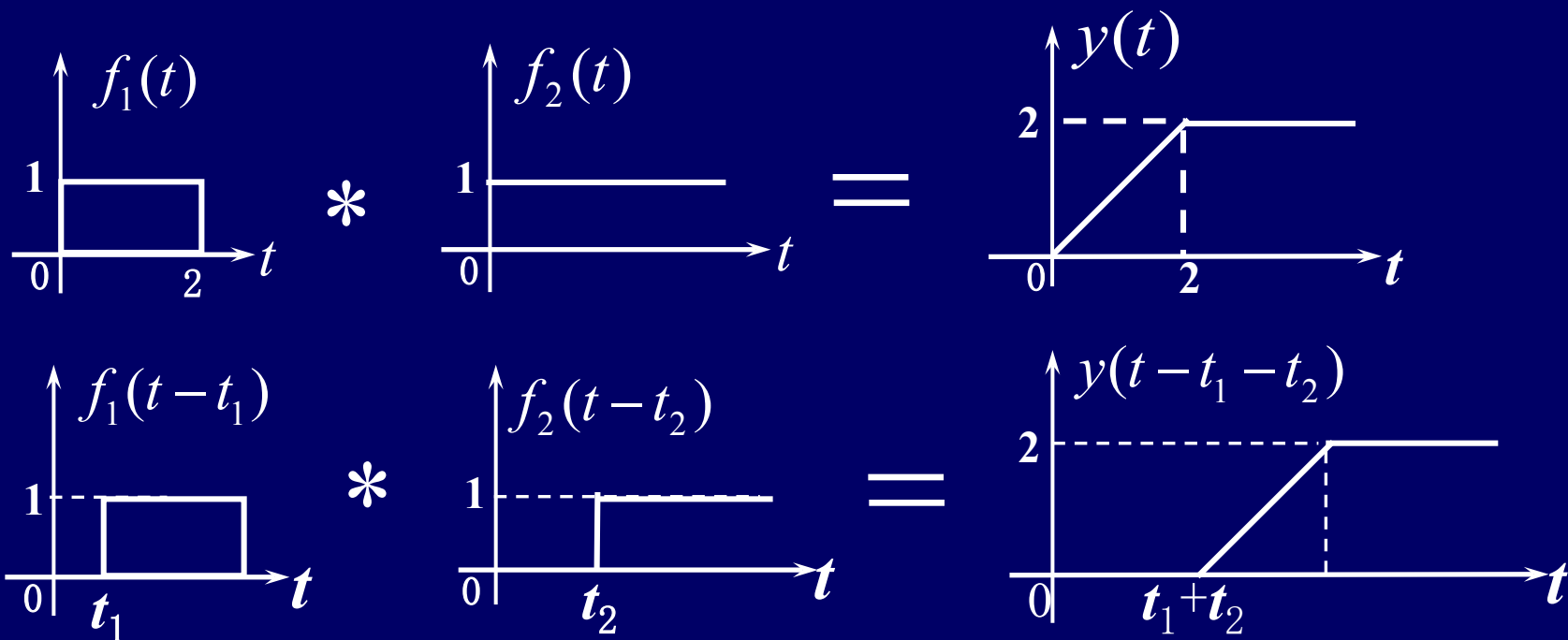
$$f_1(t) * f_2(t) = 1 + (1 - e^{-t}) \varepsilon(t)$$

4、卷积的时移特性

$$f_1(t) * f_2(t) = y(t)$$

$$f_1(t - t_0) * f_2(t) = y(t - t_0) = f_1(t) * f_2(t - t_0)$$

$$f_1(t - t_1) * f_2(t - t_2) = y(t - t_1 - t_2) = f_1(t - t_2) * f_2(t - t_1)$$



例：已知 $f_1(t-1) * f_2(t+1) = 1 + \varepsilon(t) - e^{-t} \varepsilon(t)$

求 $f_1(t) * f_2(t)$

例：已知 $f_1(t) = e^{-2t} \varepsilon(t+1)$ $f_2(t) = \varepsilon(t-3)$

$$e^{-2t} \varepsilon(t) * \varepsilon(t) = \frac{1}{2} (1 - e^{-2t}) \varepsilon(t) \text{ 求 } f_1(t) * f_2(t)$$

解： $f_1(t) * f_2(t) = e^2 e^{-2(t+1)} \varepsilon(t+1) * \varepsilon(t-3)$

$$= e^2 \frac{1}{2} (1 - e^{-2(t-2)}) \varepsilon(t-2)$$

返回

本章重点及要求

- 1) 会用经典法求解微分方程（即由特征根的形式确定齐次解、由激励的形式确定特解）
- 2) 掌握初始状态 $y^{(i)}(0_-)$, 初始条件 $y^{(i)}(0_+)$ 和跳变量 $\vee y^{(i)}(0)$ 的概念, 会用冲激函数平衡法确定初始条件
$$y^{(i)}(0_+) = y^{(i)}(0_-) + \vee y^{(i)}(0)$$
- 3) 掌握系统全响应的三种分解方法
 - (1) 自由响应 + 强迫响应;
 - (2) 零输入响应 + 零状态响应;
 - (3) 暂态响应 + 稳态响应

4) 深刻理解冲激响应 $h(t)$ 与阶跃响应 $g(t)$ 的物理意义，并会求解。

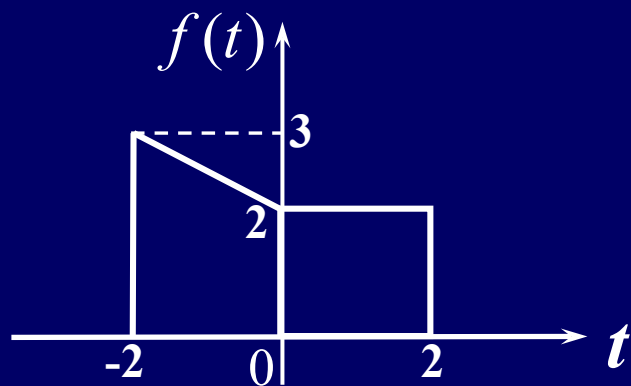
5) 掌握卷积积分的定义，深刻理解卷积积分的物理意义，熟练应用卷积积分的定义和性质计算卷积积分

卷积积分的物理意义：系统的零状态响应为激励信号与系统冲激响应的卷积积分

$$y_{zs}(t) = e(t) * h(t)$$

END

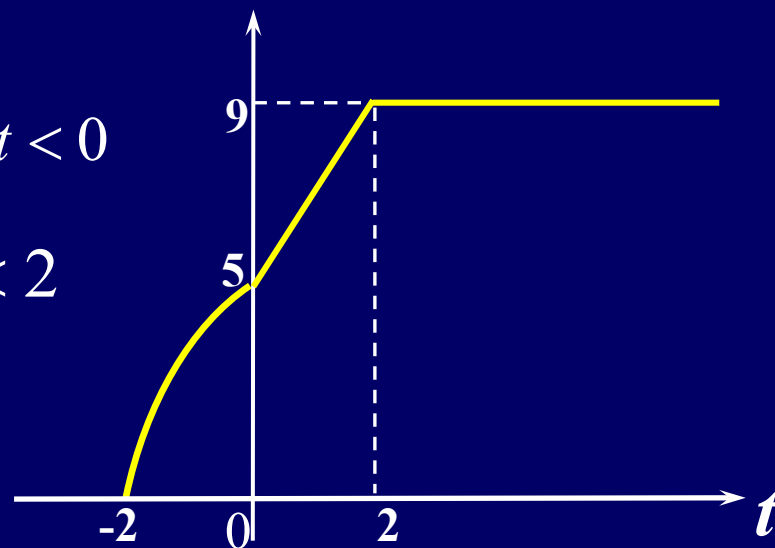
作业 讲解



$$f(t) = \begin{cases} 0 & t < -2 \\ 2 - \frac{1}{2}t & -2 < t < 0 \\ 2 & 0 < t < 2 \\ 0 & t > 2 \end{cases}$$

$$\frac{df(t)}{dt} = \begin{cases} 0 & t < -2 \\ 5 + 2t - \frac{1}{4}t^2 & -2 < t < 0 \\ 5 + 2t & 0 < t < 2 \\ 9 & t > 2 \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^t f(x) dx = \begin{cases} 0 & t < -2 \\ 5 + 2t - \frac{1}{4}t^2 & -2 < t < 0 \\ 5 + 2t & 0 < t < 2 \\ 9 & t > 2 \end{cases}$$



$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e''(t) + 6e(t)$$

已知 $e(t) = \varepsilon(t)$ $y(0_-) = 2$ $y'(0_-) = 0$ **求** $y(0_+)$ $y'(0_+)$

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2\delta'(t) + 6\varepsilon(t)$$

$$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = e'(t) + 2e(t)$$

已知 $e(t) = 3e^{-2t}\varepsilon(t)$

$$y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = 3\delta(t) - 6e^{-2t}\varepsilon(t)$$

返回

2.1 (1,3,4) ,2.2 (2,4),2.4 ↵

2.14, 2.16 ↵

2.17 (1,2,3,4,5,7) ↵

2.17(5)用性质结合定义来求，直接用性质求积分复杂

2.18(1,2,4),2.20,2.28,2.29 ↵

$$h''(t) + 5h'(t) + 6h(t) = \delta'(t) + 2\delta(t)$$

$$h''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$5h'(t) \quad 5\delta(t)$$

$$6h(t)$$

$$h''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$h'(t) \quad \delta(t) - \underbrace{3\varepsilon(t)}$$

$$h(t) \quad \underbrace{\varepsilon(t)}$$

$$h'(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t) \quad h''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$5h'(t) \quad 5\delta(t)$$

$$5h'(t) \quad \delta(t) - 3\varepsilon(t)$$

$$6h(t) \quad 6\varepsilon(t)$$

$$6h(t) \quad \varepsilon(t)$$

返回 $h(t)$

$$g''(t) + 5g'(t) + 6g(t) = \delta'(t) + 2\delta(t)$$

$$g''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$5g'(t) \quad 5\delta(t)$$

$$6g(t)$$

$$g''(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t)$$

$$g'(t) \quad \delta(t) - \underbrace{3\varepsilon(t)}$$

$$g(t) \quad \underbrace{\varepsilon(t)}$$

返回 $g(t)$

$$h''(t) + 5h'(t) + 6h(t) = \delta'''(t) + 2\delta'(t)$$

$$h''(t)\delta'''(t) - 5\delta''(t) + \underline{21\delta'(t)} - 75\delta(t)$$

$$5h'(t)5\delta''(t) - 25\delta'(t) + 105\delta(t) \quad h'(t)\delta''(t) - 5\delta'(t) + 21\delta(t) - \underbrace{75\varepsilon(t)}$$

$$6h(t) \quad 6\delta'(t) - 30\delta(t) \quad h(t) \underbrace{\delta'(t) - 5\delta(t)} + \underbrace{21\varepsilon(t)}$$

$$h(t) = (C_1 e^{-2t} + C_2 e^{-3t})\varepsilon(t) + C_3 \delta(t) + C_4 \delta'(t)$$

$$C_3 = -5 \quad \begin{array}{cc} h'(t) & \delta'''(t) - 5\delta''(t) + 21\delta'(t) - 75\delta(t) \\ h'(t) & \delta''(t) - 5\delta'(t) + 21\delta(t) - 75\varepsilon(t) \end{array}$$

$$C_4 = 1 \quad \begin{array}{cc} 5h'(t) & 5\delta''(t) - 25\delta'(t) + 105\delta(t) \\ 6h(t) & 6\delta'(t) - 30\delta(t) \end{array} \quad h(t) \quad \underline{\delta'(t) - 5\delta(t)} \quad \underline{\text{返回}}$$

$$h''(t) + 5h'(t) + 6h(t) = \delta''(t) + 2\delta'(t)$$

$$h''(t) \quad \delta''(t) - 3\delta'(t) + 9\delta(t)$$

$$5h'(t) \quad 5\delta'(t) - 15\delta(t)$$

$$6h(t) \quad 6\delta(t)$$

$$h''(t) \quad \delta''(t) - 3\delta'(t) + 9\delta(t)$$

$$h'(t) \quad \delta'(t) - 3\delta(t) + \underbrace{9\varepsilon(t)}$$

$$h(t) \quad \underbrace{\delta(t)} - \underbrace{3\varepsilon(t)}$$

$$h(t) = (C_1 e^{-2t} + C_2 e^{-3t})\varepsilon(t) + C_0 \delta(t)$$

$$C_0 = 1$$

返回

返回

$$h''(t) + 3h'(t) + 2h(t) = -\delta'(t) + 2\delta(t)$$

$$h''(t) - \delta'(t) + 5\delta(t)$$

$$3h'(t) - 3\delta(t)$$

$$2h(t)$$

$$h''(t) - \delta'(t) + 5\delta(t)$$

$$h'(t) - \delta(t) + \underbrace{5\varepsilon(t)}$$

$$h(t) - \underbrace{\varepsilon(t)}$$

$$h(0_+) = -1 \quad h'(0_+) = 5$$

返回

$$y'(t) + 3y(t) = 3\delta'(t)$$

$$y'(t) = 3\delta'(t) - 3y(t)$$

$$3y(t) = 3\delta(t) - 3\epsilon(t)$$

$$\forall y(0) = -9$$

返回

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e'(t) + 6e(t)$$

已知 $e(t) = \varepsilon(t)$ $y(0_-) = 2$ $y'(0_-) = 0$ 求 $y(0_+)$ $y'(0_+)$

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2\delta(t) + 6\varepsilon(t)$$

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2\delta(t)$$

$$y''(t) = 2\delta(t)$$

$$y''(t) = 2\delta(t)$$

$$3y'(t)$$

$$y'(t) = 2\varepsilon(t)$$

$$2y(t)$$

$$y(t)$$

$$\forall y(0) = 0 \quad y(0_+) = 2$$

$$\forall y'(0) = 2 \quad y'(0_+) = 2$$

返回

$$y'''(t) + 4y''(t) + 5y'(t) + 2y(t) = \delta''(t) + 3\delta(t)$$

$$y'''(t) \quad \delta''(t) - 4\delta'(t) + 14\delta(t) \quad y'''(t) \quad \delta''(t) - 4\delta'(t) + 14\delta(t)$$

$$4y''(t) \quad 4\delta'(t) - 16\delta(t)$$

$$y''(t) \quad \delta'(t) - 4\delta(t) + \underbrace{14\varepsilon(t)}$$

$$5y'(t) \quad 5\delta(t)$$

$$y'(t) \quad \delta(t) - \underbrace{4\varepsilon(t)}$$

$$2y(t)$$

$$y(t) \quad \underbrace{\varepsilon(t)}$$

$$\forall y(0) = 1$$

$$\forall y'(0) = -4$$

$$\forall y''(0) = 14$$

返回

1. 某系统的微分方程为 $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = e(t)$

激励为 $e(t) = 2\varepsilon(t)$, 计算当 $y(0_+) = 0, y'(0_+) = 0$ 的全响应

1) 齐次解 $y_h(t)$ $\lambda^2 + 3\lambda + 2 = 0$ $(\lambda + 1)(\lambda + 2) = 0$

特征根 $\lambda_1 = -1, \lambda_2 = -2$ 齐次解 $y_h(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t}$

2) 特解 $y_p(t)$ 设特解为 $y_p(t) = P = 1$

3) 全解 $y_p(t)$ $y(t) = y_h(t) + y_p(t) = c_1 e^{-t} + c_2 e^{-2t} + 1$

代入初始条件 $y(0_+) = 0, y'(0_+) = 0$

$$\left. \begin{array}{l} y(0) = c_1 + c_2 + 1 = 0 \\ y'(0) = -c_1 - 2c_2 = 0 \end{array} \right\} \Rightarrow \begin{cases} c_1 = -2 \\ c_2 = 1 \end{cases}$$

返回

$$y(t) = (-2e^{-t} + e^{-2t} + 1)\varepsilon(t)$$

$$2. \quad y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2e''(t) + 6e(t)$$

已知 $e(t) = \varepsilon(t)$ $y(0_-) = 2$ $y'(0_-) = 0$ 求 $y(0_+)$ $y'(0_+)$

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2\delta'(t) + 6\varepsilon(t)$$

$$\begin{array}{ll} y''(t) & 2\delta'(t) - 6\delta(t) \\ 3y'(t) & 6\delta(t) \\ 2y(t) & y(t) \underbrace{2\varepsilon(t)} \end{array} \quad \begin{array}{l} y''(t) \quad 2\delta'(t) - 6\delta(t) \\ y'(t) \quad 2\delta(t) - \underbrace{6\varepsilon(t)} \\ y(t) \quad \underbrace{2\varepsilon(t)} \end{array}$$

$$\forall y(0) = 2 \quad \forall y'(0) = -6$$

$$y'(0_+) = y'(0_-) - 6 = -6$$

$$y(0_+) = y(0_-) + 2 = 4$$

返回

前两章测试

$f(t) = 2[\varepsilon(t) - \varepsilon(t-2)]$ 是功率信号还是能量信号?

求其功率或能量。 **功率信号**

判断系统 $y(n) = n^2 x(n+1) + 1$ 的线性、时不变、因果、稳定

线性, 时变, 非因果, 不稳定

计算 $(1-t) \frac{d}{dt} [e^{-3t} \delta(t)] =$

$$(1-t) \delta'(t) = \delta'(t) - t \delta'(t)$$

$$e^{-3t} \delta(t) = \delta(t)$$

计算 $\int_{-\infty}^3 (2t^2 - 3t - 20) [\delta(t+3) * \delta'(t-5)] dt =$

$$\delta'(t-2) (2t^2 - 3t - 20)$$

计算 $f(k) = 5 \cos \frac{\pi}{6} k$ 的周期为 24。

$$(8-6-20) \delta'(t)$$

$$-5 \delta(t)$$

$$-18 \delta'(t) - 5 \delta(t)$$

$$\frac{2\pi \cdot 6}{\pi}$$

$$\frac{2\pi \cdot 4}{\pi}$$

$$12 \quad 8$$

已知某LTI系统 $\underline{h(t) = \cos 2t \varepsilon(t)}$ ，当激励为 $\underline{e(t) = 4\varepsilon(t-1)}$ 时
 该系统的零状态响应 $y_{zs}(t) = \underline{8\sin(2t-2)\varepsilon(t-1)}$

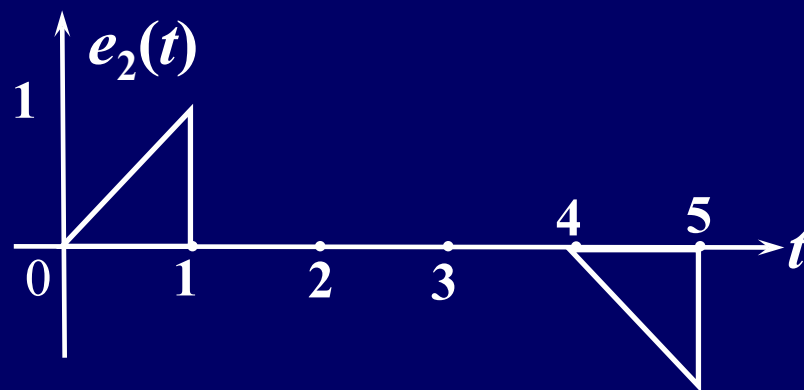
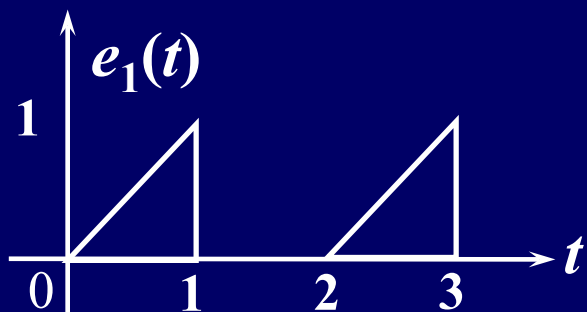
$$y_{zs} = h(t) * e(t)$$

$$= \int_0^t \cos 2t \, dt = 8 \sin 2(t-1) \varepsilon(t-1)$$

已知 $f(-2t+6) = 2\delta(t-1) + t[\varepsilon(t-2) - \varepsilon(t-3)]$ 画出 $f(t)$ 的波形 (5分)

某系统数学模型为 $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 5e'(t) + e(t)$ 画出该系统的结构框图 (5分)。

某LTI连续系统，输入信号如下图所示。当输入为 $e_1(t)$ 时 $y_{zs1}(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t-4)$ ，求输入为 $e_2(t)$ 时的 $y_{zs2}(t)$ (5分)。



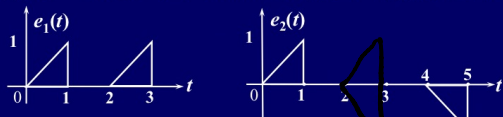
已知 $e(t) * h'(t) = \delta(t) - 2e^{-2t}\varepsilon(t)$ 求 $2[e(t) * h''(t) * \varepsilon(t)]$ (4分)

END

已知 $f(-2t+6) = 2\delta(t-1) + t[\varepsilon(t-2) - \varepsilon(t-3)]$ 画出 $f(t)$ 的波形 (5分)

某系统数学模型为 $y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 5e'(t) + e(t)$ 画出该系统的结构框图 (5分)。

某 LTI 连续系统，输入信号如下图所示。当输入为 $e_1(t)$ 时 $y_{zst}(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t-4)$ ，求输入为 $e_2(t)$ 时的 $y_{zst}(t)$ (5分)。

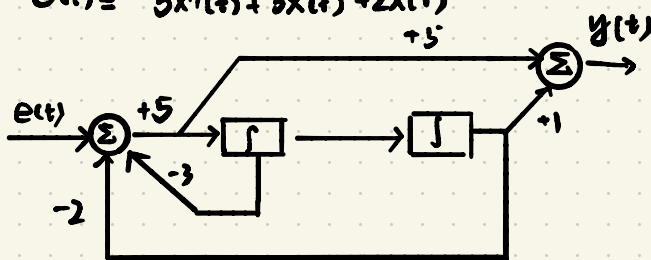


已知 $e(t) * h'(t) = \delta(t) - 2e^{-2t}\varepsilon(t)$ 求 $2[e(t) * h''(t) * \varepsilon(t)]$ (4分)

平移题变负直接对称

$$y(t) = 5x'(t) + x(t)$$

$$\Theta(t) = 5x'(t) + 3x(t) + 2x(t)$$



$$e_1(t) * h(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t-4)$$

$$e_2(t) = e_1(t) - e_2(t-2)$$

$$\begin{aligned} \therefore y_{zst} &= e_2(t) * h(t) \\ &= \varepsilon(t) - \varepsilon(t-4) \\ &\quad - \varepsilon(t-2) - \varepsilon(t-6) \end{aligned}$$

$$e(t) * h'(t) = \delta(t) - 2e^{-2t}\varepsilon(t)$$

$$2[e(t) * h''(t) * \varepsilon(t)]$$

$$= 2[e(t) * h'(t) * \delta(t)]$$

$$= 2[e(t) * h'(t)]$$

$$= 2\delta(t) - 4e^{-2t}$$