## 自控 HW-4 自动化闭丘 1904/0102 方充

- 1. 拉普拉斯变换指工程中常用一种积%接换:  $L[x(t)] = \int_0^\infty x(t)e^{-St}dt$  Z变换是指对离放序列转增频域的变换:  $Z[x(t)] = X^*(S)|_{Z=e^{ST}}$  傅里叶变换是指将时域变换分频域的一种积%变换:  $F(w) = \int_{-\infty}^\infty f(t)e^{-jwt}dt$  三者的联系: 傅里叶变换是拉氏变换的频域形式,是拉氏变换的特例; 拉氏变换是傅比变换的扩展; Z变换是离散便氏变换在复平面上的扩展 Z变换在离散时间信号中相当于连读时间信号中的拉氏变换。
- 2. 信号的混叠思指信号经条样,希样的多样频谱中高频。证与低频证量发生重叠的现象。 产生混叠的原因:条样频率不够高,不生信号混叠, fs > 2 fmax

观察现局叶轻动,当眨眼频率与扇叶轻动频率一段时,扇叶点"静止"。 3. (1)  $X(2) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n\tau) z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (z)^{n\tau} z^{-n} = \frac{2^{\tau}z}{2^{\tau}z-1} \quad (Z > 2^{-\tau})$ 

(2)  $X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} X(nT) z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} nT \cdot z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} nT \cdot z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} nT \cdot z^{-n} = \sum_{n \to \infty}^{\infty} x(nT) z^{-n} = \sum_{n \to \infty}^{\infty}$ 

4. 证明: X(t) 这模的 X(2) 图  $P(X(2)) = \sum_{k=0}^{\infty} X(kT) 2^{-k}$  / 實施  $2^n \times (2) - 2^n \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) 2^{-k} = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) 2^{n-k} - \sum_{k=0}^{n-1} x(kT) 2^{n-k}$   $= \sum_{k=0}^{\infty} X(kT) 2^{n-k} = \sum_{k=0}^{\infty} X(kT) 2^{n-k} = \sum_{k=0}^{\infty} X(kT) 2^{n-k} = \sum_{k=0}^{\infty} X(kT) 2^{n-k}$  = Z[X(t+nT)] = Et  $Z[X(t+nT)] = E^n X(2) - Z^n \sum_{k=0}^{n-1} X(kT) 2^{-k}$  / 写证

5. 
$$\frac{\chi(2)}{2} = \frac{(1 - e^{-\alpha T})}{(2+1)(2-e^{\alpha T})} = \frac{1}{2-1} - \frac{1}{2-e^{-\alpha T}}$$

$$RP \chi(2) = \frac{2}{2-1} - \frac{2}{2-e^{-\alpha T}} \quad \text{strip} \ Z^{-1} \left[\frac{2}{2-1}\right] = .1, Z^{-1} \left[\frac{2}{2-e^{-\alpha T}}\right] = e^{-\alpha t}$$

$$RP \chi(2) = \frac{2}{2-1} - \frac{2}{2-e^{-\alpha T}} \quad \text{strip} \ Z^{-1} \left[\frac{2}{2-1}\right] = .1, Z^{-1} \left[\frac{2}{2-e^{-\alpha T}}\right] = e^{-\alpha t}$$

$$\chi^{*}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} (1-e^{-\alpha kT}) \, \chi(t-kT)$$

$$\chi^*(t) = \sum_{k=0}^{\infty} (1-e^{-\alpha kT}) \delta(t-kT)$$

6. 对于A系统

$$M(s) = G_{i}(s) \cdot \xi(s)$$

$$E(s) = R(s) - Y(s)H(s) = R(s) - G_{B}(s)M(s)H(s)$$

## 对上式还变换

## 对于B系统。

$$E(s) = R(s) - c^*(s) H_2(s)$$

$$C(s) = [E(s) - e(s)]G(s)$$

$$E_{i}(s) = C(s)H_{i}(s)$$

$$= [E(s) - e(s)]G_{i}(s)H_{i}(s)$$

## 对上式求多变换

$$((2) = \frac{G_1(2)}{1 + G_1H_1(2)} [P(2) - C(2)H_2(2)]$$



