

## HOMEWORK 1

### 6.37 (总分6: 2+1+1+1+1)

考察要点

- 特征函数  $M_X(jv) \triangleq E[e^{jvX}] = \int_{-\infty}^{\infty} f_X(x)e^{jvx} dx$  ( $f_X(x)$  的傅里叶变换) 6.3.8
- $\int_{-\infty}^{\infty} e^{-\alpha x^2} dx$  积分

1. 求特征函数

$$\begin{aligned} E\{e^{jvX_i^2}\} &= \int_{-\infty}^{\infty} e^{jvx^2} \frac{e^{-x^2/2\sigma^2}}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} dx \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} \frac{e^{-(1/2\sigma^2 - jv)x^2}}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} dx \\ &= (1 - j2v\sigma^2)^{-1/2} \end{aligned}$$

注意第二个等式中, 形如  $\int_{-\infty}^{\infty} e^{-\alpha x^2} dx$  是超越积分, 求定积分的技巧是先求  $(\int_0^{\infty} e^{-\alpha x^2} dx)^2 = A$ , 则原积分结果为  $2\sqrt{A}$ 。而  $(\int_{-\infty}^{\infty} e^{-\alpha x^2} dx)^2 = \int_0^{\infty} e^{-\alpha x^2} dx \int_0^{\infty} e^{-\alpha y^2} dy$ , 转换成极坐标  $\int_0^{\infty} e^{-\alpha r^2} r dr \int_0^{2\pi} d\theta$  形式即可。

2. 将  $\alpha = 2\sigma^2$  代入。

3. 目标是求  $\text{var}[(X_i^2)^2] = E((X_i^2)^2) - E(E(X_i^2)^2)$ , 后项显然  $\sigma^4$ , 前项利用

$$E[X^n] = (-j)^n \frac{\partial^n M_X(jv)}{\partial v^n} \Big|_{v=0}$$

解得  $\text{var}[(X_i^2)^2] = 3\sigma^4 - \sigma^4 = 2\sigma^4$ , 因此  $\text{var} Y = 2N\sigma^4$ 。

4.  $N$  越大, 二者 pdf 越接近。

5. 把 2 代入, 即可

$$p_X(x) = \begin{cases} \frac{x}{\sigma^2} \exp\left\{-\frac{x^2}{2\sigma^2}\right\}, & x \geq 0 \\ 0, & x < 0 \end{cases}$$

### 6.41 (总分4: 1+1+1+1)

考察要点

- Q函数的概念  $Q(x) = 1 - \Phi(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_x^{\infty} e^{-\frac{t^2}{2}} dt$

$\mu = 10, \sigma = 5$

- $P(|X| \leq 15) = Q(-1) - Q(1) = 0.6827$
- $P(10 < X \leq 20) = Q(0) - Q(2) = 0.4772$
- $P(5 < X \leq 25) = Q(-1) - Q(3) = 0.84$
- $P(20 < X \leq 30) = Q(2) - Q(4) = 0.0227$

### 6.48 (总分5: 1+1+1+1+1)

考察要点

- 两个独立正态分布随机变量的联合分布。
- 有限相互独立的正态随机变量组合仍然服从正态分布。

#### 1. 随机变量 $X, Y$ 的联合PDF

$$p_{X,Y}(x,y) = \frac{1}{2\pi\sigma_x\sigma_y\sqrt{1-\rho^2}} \exp \left\{ -\frac{\frac{(x-\mu_X)^2}{\sigma_x^2} + \frac{(y-\mu_Y)^2}{\sigma_y^2} - \frac{2\rho(x-\mu_X)(y-\mu_Y)}{\sigma_x\sigma_y}}{2(1-\rho^2)} \right\}$$

此题中相关系数  $\rho = 0$ 。

$$2. E(Z_1) = 3\mu_X + \mu_Y = 14, E(Z_2) = 3\mu_X - \mu_Y = 10$$

$$3. D(Z_1) = D(Z_2) = 9\sigma_X + \sigma_Y = 32$$

$$4. p_Z(z) = \frac{1}{8\sqrt{\pi}} \exp \left\{ -\frac{(z-14)^2}{64} \right\}$$

### 7.3 (总分5: 2+3)

#### 考察要点

- 随机过程及其概率密度函数的求解 (分布函数求导)

$$F_X(x_1; t_1) = P\{X(t_1) \leq x_1\}, \frac{\partial F_X(x_1; t_1)}{\partial x_1} = f_X(x_1, t_1)$$

1. 时延  $\tau$  在  $-T_0/2, T_0/2$  范围内的一系列方波。

$$2. F_X(x_0; t_0) = P\{X(t_0) \leq x_0\} = \frac{1}{2}u(x-A) + \frac{1}{2}u(x+A)$$

$$\text{因此 } f_X(x) = \frac{1}{2}\delta(x-A) + \frac{1}{2}\delta(x+A)$$

### 7.5 (总分6: 2+2+2)

#### 考察要点

- 随机过程时间平均, 集合平均, 及自相关函数计算。7.24
- 广义平稳随机过程定义。

1. 因为样本函数是周期函数, 很容易看出其时间平均是0。其自相关函数

$$R(\lambda) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^T x(t)x(t+\lambda)dt = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} x(t)x(t+\lambda)dt$$

$$R(\lambda) = A^2(1 - 4\lambda/T_0), \quad 0 \leq \lambda \leq T_0/2$$

2. 第二问要求计算集合平均和自相关函数, 因为是均匀分布, 集合平均  $E[X(t)] = 0$ 。

$$R_X(\lambda) = E[X(t)X(t+\lambda)] = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x(t,\tau)x(t+\lambda,\tau)d\tau$$

$$= \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x(t-\tau)x(t-\tau+\lambda,\tau)d(t-\tau)$$

3. 如果一个随机过程的均值、方差为常数, 自相关函数只和时间差有关, 则该随机过程为广义平稳。

### 7.11 (总分7: 2+3+2)

#### 考察要点

- 脉冲相关函数。对形如  $X(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k p(t - kT - \Delta)$  的随机过程, 有  $R_X(\tau) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_m r(\tau - mT)$ , 其中  $r(\tau) \triangleq \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} p(t+\tau)p(t)dt$ 。

1. 考虑形如  $a_k = g_0 A_k + g_1 A_{k-1}$  的随机过程, 首先计算  $r(\tau)$

$$\begin{aligned}
 r(\tau) &= \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} p(t)p(t+\tau)dt \\
 &= \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2-\tau} \cos(\pi t/T) \cos\left[\frac{\pi(t+\tau)}{T}\right] dt, \quad 0 \leq \tau \leq T \\
 &= \frac{1}{2}(1 - \tau/T) \cos\left(\frac{\pi\tau}{T}\right), \quad 0 \leq \tau \leq T
 \end{aligned}$$

简写为  $r(\tau) = \frac{1}{2}\Lambda(\tau/T) \cos(\frac{\pi\tau}{T})$ , 因此  $R_a(\tau) = \frac{A^2}{2}\Lambda(\tau/T) \cos(\frac{\pi\tau}{T})$

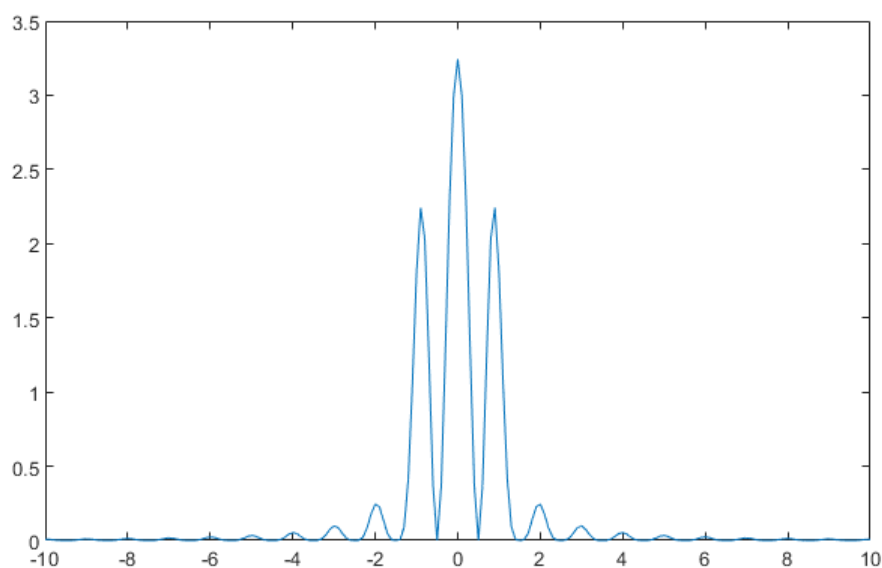
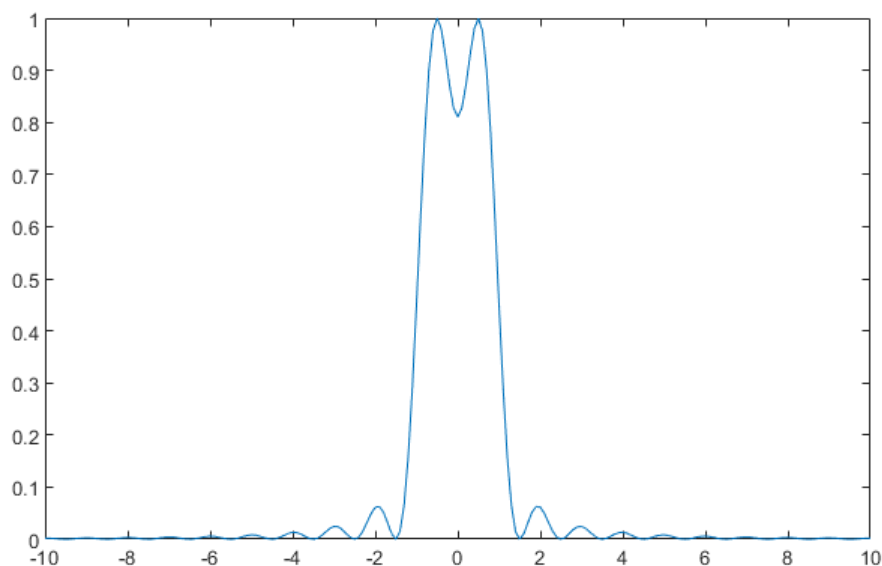
功率谱密度PDF为  $S_a(f) = \frac{A^2 T}{4} \{ \text{sinc}^2 [T(f - \frac{1}{2T})] + \text{sinc}^2 [T(f + \frac{1}{2T})] \}$

2. 立即得到  $g_0 = g_1 = 1$ , 且  $E[a_k a_{k+m}] = \begin{cases} (g_0^2 + g_1^2) A^2, & m = 0 \\ g_0 g_1 A^2, & m = \pm 1 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$

因此  $R_b(\tau) = A^2 [2r(\tau) + r(\tau + T) + r(\tau - T)]$

$S_b(f) = A^2 T [\text{sinc}^2(Tf - 0.5) + \text{sinc}^2(Tf + 0.5)] \cos^2(\pi f T)$

3.



### 7.13 (总分6: 2+1+3)

1. 根据定义, 直接代入

$$\begin{aligned}
R_Z(\tau) &= E[Z(t)Z(t+\tau)] \\
&= E[X(t)X(t+\tau)Y(t)Y(t+\tau)] \\
&= E[X(t)X(t+\tau)]E[Y(t)Y(t+\tau)] \\
&= R_X(\tau)R_Y(\tau)
\end{aligned}$$

$$S_X(f) = 10\pi \quad 4f/200$$

$$\rightarrow 2W = 200$$

2. 时域相乘，频域卷积，即  $S_Z(f) = S_X(f) * S_Y(f)$

3. 首先根据sinc函数与窗函数的傅里叶变换关系  $2W \text{sinc}(2W\tau) \leftrightarrow \Pi(f/2W)$ ，求得

$$R_X(\tau) = 1000 \text{sinc}(200\tau).$$

$$2000 \text{sinc}(200\tau)$$

$$R_Y(\tau) = E\{25 \cos(50\pi t + \theta) \cos[50\pi(t + \tau) + \theta]\} = 25 \cos(50\pi\tau)/2$$

$$R_Z(\tau) = 12500 \text{sinc}(200\tau) \cos(50\pi\tau)$$

$$25000 \text{sinc}(200\tau) \cos(50\pi\tau)$$

$$S_Z(f) = 125 \left[ \Pi\left(\frac{f-25}{200}\right) + \Pi\left(\frac{f+25}{200}\right) \right] / 4$$

$$125 \left[ \Pi\left(\frac{f-25}{200}\right) + \Pi\left(\frac{f+25}{200}\right) \right]$$

## 7.27 (总分4)

考察要点

- 噪声等效带宽的概念， $P_{n_0} = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{2} N_0 |H(f)|^2 df = N_0 \int_0^{\infty} |H(f)|^2 df = N_0 B_N H_0^2$

$$B_N = \frac{1}{H_0^2} \int_0^{\infty} |H(f)|^2 df = \frac{1}{4} \int_{400}^{600} \left[ 2\Lambda\left(\frac{f-500}{100}\right) \right]^2 df = 66.67\text{Hz}$$

## 7.31 (总分9: 2+2+2+3)

考察要点

- 带通随机过程  $X(t)$  与其同相分量  $X_c(t)$  和正交分量  $X_s(t)$  的关系。(功率谱密度和交叉功率谱密度)

$$S_{n_c}(f) = S_{n_s}(f) = \text{Lp}[S_n(f - f_0) + S_n(f + f_0)]$$

$$S_{n_{cn_s}}(f) = j \text{Lp}[S_n(f - f_0) - S_n(f + f_0)]$$

$$1. S_{n_c}(f) = S_{n_s}(f) = N_0 \Pi\left(\frac{f}{f_2 - f_1}\right), S_{n_{cn_s}}(f) = 0.$$

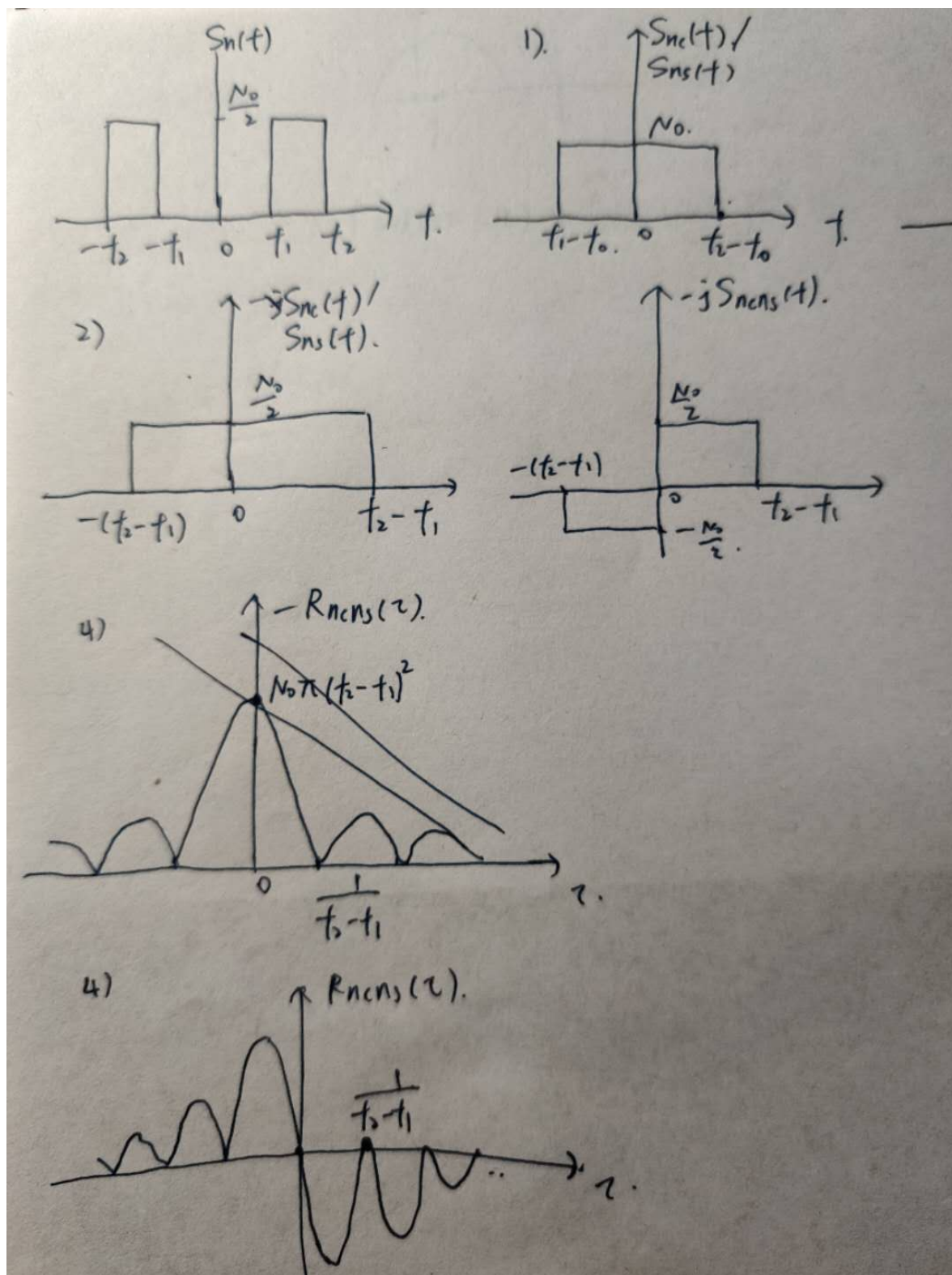
$$2. S_{n_c}(f) = S_{n_s}(f) = \frac{N_0}{2} \Pi\left(\frac{f}{2(f_2 - f_1)}\right)$$

$$\text{当 } f_0 = f_1 \text{ 时, } S_{n_{cn_s}}(f) = \begin{cases} j \frac{N_0}{2}, & -(f_2 - f_1) \leq f \leq 0 \\ -j \frac{N_0}{2}, & 0 \leq f \leq (f_2 - f_1) \end{cases}$$

$$\text{当 } f_0 = f_2 \text{ 时, } S_{n_{cn_s}}(f) = \begin{cases} -j \frac{N_0}{2}, & -(f_2 - f_1) \leq f \leq 0 \\ j \frac{N_0}{2}, & 0 \leq f \leq (f_2 - f_1) \end{cases}$$

$$3. S_{n_c}(f) = S_{n_s}(f) = \text{相同}, S_{n_{cn_s}}(f) \text{ 取负}.$$

$$\begin{aligned}
4. R_{n_{cn_s}}(\tau) &= j \left[ \int_{-(f_2 - f_1)}^0 -\frac{N_0}{2} e^{j2\pi f\tau} df + \int_0^{f_2 - f_1} \frac{N_0}{2} e^{j2\pi f\tau} df \right] \\
&= -[N_0 \pi (f_2 - f_1)^2 \tau] \text{sinc}^2[(f_2 - f_1)\tau]
\end{aligned}$$



### 7.33 (总分8: 4+4)

考察要点

- 窄带随机过程  $X(t)$  在频域上的变换
- 互相关函数  $R_{n_c n_s}(\tau)$  的概念

# POWER SPECTRAL DENSITIES

$$S_{n_c}(f) = S_{n_s}(f) = \text{LP} [S_n(f - f_0) + S_n(f + f_0)]$$

## CROSS-POWER SPECTRAL DENSITY

$$S_{n_c n_s}(f) = j \text{LP} [S_n(f - f_0) - S_n(f + f_0)]$$

7.33. (a).

首先, 对  $n(t)$  信号, 设其低通等效为  $n_L(t)$ .

$$n(t) = \text{Re}(n_L(t) e^{j\omega_0 t}) = \text{Re}(n'_L(t) e^{j(\omega_0 + \omega_d)t})$$

$$\text{其中 } n_L(t) = n_c(t) + j n_s(t). \quad n'_L(t) = n'_c(t) + j n'_s(t).$$

因此,  $n'_L(t) = n_L(t) \cdot e^{-j\omega_d t}$ , 展开, 令实部虚部分别相等.

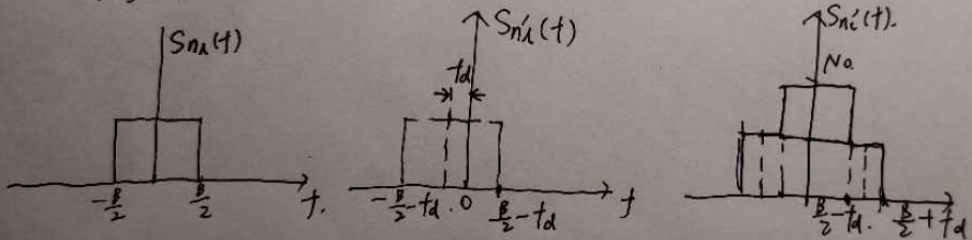
$$n'_c(t) = n_c(t) \cos \omega_d t + n_s(t) \sin \omega_d t$$

$$n'_s(t) = n_s(t) \cos \omega_d t - n_c(t) \sin \omega_d t$$

若求  $S_{n'_c}(f)$  与  $S_{n'_s}(f)$ , 先求其自相关函数, 即.

$$R_{n'_c}(\tau) = E[n'_c(t) n'_c(t + \tau)] = R_c(\tau) \cos \omega_d t \cdot \cos \omega_d (t + \tau) + R_s(\tau) \sin \omega_d t \cdot \sin \omega_d (t + \tau).$$

由于  $R_c(\tau) = R_s(\tau)$ , 因此.  $R_{n'_c}(\tau) = R_{n'_s}(\tau) = R_c(\tau) \cos(\omega_d \tau)$



$$S_{n'_c}(f) = S_{n'_s}(f) = \frac{1}{2} S_{n_c}(f + f_d) + \frac{1}{2} S_{n_c}(f - f_d) = \begin{cases} N_0 & |f| < \frac{B}{2} - f_d \\ N_0/2 & \frac{B}{2} - f_d < |f| < \frac{B}{2} + f_d \\ 0 & \text{other} \end{cases}$$

(b).

因为  $n(t) = n'_c(t) \cos(\omega_0 + \omega_d)t - n'_s(t) \sin(\omega_0 + \omega_d)t$

利用性质.

$$S_{n'_c n'_s}(f) = j \text{LP} [S_n(f - f_0 - f_d) - S_n(f + f_0 + f_d)]$$

$$= \begin{cases} +j \frac{N_0}{2} & -f_d + \frac{B}{2} \leq f \leq f_d + \frac{B}{2} \\ -j \frac{N_0}{2} & -(\frac{B}{2} + f_d) \leq f \leq -(\frac{B}{2} - f_d) \\ 0 & \text{other} \end{cases}$$

not uncorrelated

$$R_{n'_c n'_s}(\tau) = F(S_{n'_c n'_s}(f)) = -R_s(\tau) \sin \omega_d \tau.$$

$$R_{n'_c n'_s}(0) = 0. \quad (\text{independent}).$$