

习题课

Chapter2 Solution

忻杨璇

邮箱：xinyx@zju.edu.cn

微信：18867151153

Chapter 2

- 2-3 一个带宽为50Hz的低通信号 $x(t)$ 以奈奎斯特速率抽样，抽样值如下所示：

$$x(nT_s) = \begin{cases} -1, & -4 \leq n < 0 \\ 1, & 0 < n \leq 4 \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$

(1) 确定 $x(0.005)$ ；

(2) 此信号是功率型信号还是能量型信号？确定其功率或者能量值。

知识点：采样定理公式，P53

$$X(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} X(kT_s) \text{sinc}(2W(t - kT_s)) \quad (2.3.45)$$

Solution:

(1) $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(kT_s) \text{sinc}(2W(t - kT_s))$ ，其中 T_s 为采样间隔

$T_s = \frac{1}{2W} = 0.01(s)$ ，代入采样定理化简得到

$$\begin{aligned} x(0.005) &= \sum_{k=1}^4 \text{sinc}(0.5 - k) + \sum_{k=-4}^{-1} (-1) \times \text{sinc}(0.5 - k) \\ &= \sum_{k=1}^4 [\text{sinc}(0.5 - k) - \text{sinc}(0.5 + k)] = 0.566 \end{aligned}$$

Chapter 2

- 2-3 一个带宽为50Hz的低通信号 $x(t)$ 以奈奎斯特速率抽样，抽样值如下所示：

$$x(nT_s) = \begin{cases} -1, & -4 \leq n < 0 \\ 1, & 0 < n \leq 4 \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$

(2) 此信号是功率型信号还是能量型信号？确定其功率或者能量值。

知识点：能量型信号和功率型信号， P22

Solution:

$$(2) \quad E = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)^2 dt = \int_{-\infty}^{+\infty} [\sum_{k=-4}^4 x(kT_s) \text{sinc}(2W(t - kT_s))]^2 dt \quad \text{平方后分两类}$$
$$\begin{cases} \int_{-\infty}^{+\infty} x(k_1T_s)x(k_2T_s)\text{sinc}(2W(t - k_1T_s))\text{sinc}(2W(t - k_2T_s)) dt & \text{交叉项, 均为0} \\ \int_{-\infty}^{+\infty} x(k_1T_s)^2 \text{sinc}^2(2W(t - k_1T_s)) dt & 8\text{个平方项} \end{cases}$$

证明交叉项为0

交叉项 $\int_{-\infty}^{+\infty} \text{sinc}(2W(t - k_1 T_s)) \text{sinc}(2W(t - k_2 T_s)) dt$

令 $y(t) = \text{sinc}(2W(t - k_1 T_s)) \text{sinc}(2W(t - k_2 T_s))$, 即需证 $\int_{-\infty}^{+\infty} y(t) dt = 0$

由傅里叶变换的定义式 $Y(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} y(t) e^{-j2\pi f t} dt$ 可知: $Y(0) = \int_{-\infty}^{+\infty} y(t) dt$

所以, 证明 $\int_{-\infty}^{+\infty} y(t) dt = 0$ 等价于证明 $Y(0) = 0$

令 $y_1(t) = \text{sinc}(2W(t - k_1 T_s))$, $y_2(t) = \text{sinc}(2W(t - k_2 T_s))$, 则 $y(t) = y_1(t)y_2(t)$

时域相乘相当于频域卷积: $Y(f) = Y_1(f) * Y_2(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} Y_1(\tau) Y_2(f - \tau) d\tau$

$$y_1(t) = \text{sinc}(2W(t - k_1 T_s)) \xleftrightarrow{\text{傅里叶变换}} \frac{1}{2W} e^{-j2\pi k_1 f}, |f| \leq W$$

$$\begin{aligned} \text{则有: } Y(0) &= \int_{-\infty}^{+\infty} Y_1(\tau) Y_2(-\tau) d\tau = \frac{1}{4W^2} \int_{-W}^W e^{-j2\pi k_1 f} \cdot e^{j2\pi k_2 f} df \\ &= \frac{1}{4W^2} \cdot \frac{1}{j2\pi f (k_2 - k_1)} e^{j2\pi (k_2 - k_1) f} \Big|_{-W}^W = 0 \end{aligned}$$

平方项

根据巴塞瓦尔公式 $E = \int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df$ ，时域换到频域求能量

$$\begin{aligned} E &= \int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{+\infty} \sum_{k=-4}^4 [x(kT_s)]^2 [\text{sinc}(2W(t - kT_s))]^2 dt \\ &= \int_{-\infty}^{+\infty} 8 \times |\text{sinc}(2W(t - kT_s))|^2 dt = 8 \times \int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df \end{aligned}$$

$$y_1(t) = \text{sinc}(2W(t - k_1T_s)) \xleftrightarrow{\text{傅里叶变换}} \frac{1}{2W} e^{-j2\pi k_1 f}, |f| \leq W$$

$$\text{则有：} E = 8 \times \int_{-W}^W \left| \frac{1}{2W} e^{-j2\pi k_1 f} \right|^2 df = 8 \times \left(\frac{1}{2W} \right)^2 \times 2W = 0.08$$

综上可知能量是有限的，因此假设成立，此信号是能量型信号，能量值为

$$E = \int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt = 0.08$$

Chapter 2

- 2-11 带通信号 $x(t) = \text{sinc}(t) \cdot \cos(2\pi f_0 t)$ 通过具有脉冲响应 $h(t) = \text{sinc}^2(t) \cdot \sin(2\pi f_0 t)$ 的带通滤波器。利用输入信号和脉冲响应的低通等效表示式，找出输出信号的低通等效表示式，并由此确定输出信号 $y(t)$ 。

知识点：用低通等效复包络求窄带信号通过窄带系统， P24-29

带通信号低通等效复包络及频域表示， P25-28

$$x(t) = \text{sinc}(t) \cdot \cos(2\pi f_0 t) \xrightarrow{\text{Hilbert变换}} \hat{x}(t) = \text{sinc}(t) \cdot \sin(2\pi f_0 t)$$

带通信号低通等效复包络： $x_l(t) = \text{sinc}(t)$ 复包络频域表示： $X_l(f) = \begin{cases} 1, |f| < \frac{1}{2} \\ 0, |f| > \frac{1}{2} \end{cases}$

$$\text{同理 } h(t) = \text{sinc}^2(t) \cdot \sin(2\pi f_0 t) \xrightarrow{\text{Hilbert变换}} \hat{h}(t) = -\text{sinc}^2(t) \cdot \cos(2\pi f_0 t)$$

脉冲响应低通等效复包络： $h_l(t) = \text{sinc}^2(t)e^{-j\frac{\pi}{2}}$ 复包络频域表示： $H_l(f) = \begin{cases} (1-f)/j, 0 \leq f \leq 1 \\ (1+f)/j, -1 \leq f \leq 0 \end{cases}$

- 2-11 带通信号 $x(t) = \text{sinc}(t) \cdot \cos(2\pi f_0 t)$ 通过具有脉冲响应 $h(t) = \text{sinc}^2(t) \cdot \sin(2\pi f_0 t)$ 的带通滤波器。利用输入信号和脉冲响应的低通等效表示式，找出输出信号的低通等效表示式，并由此确定输出信号 $y(t)$ 。

知识点：用低通等效复包络求窄带信号通过窄带系统， P28-29

利用P29的窄带信号通过窄带系统的低通频率响应公式(2.1.80)：

$$Y_l(f) = \frac{1}{2} X_l(f) H_l(f) = \begin{cases} (1-f)/2j, & 0 \leq f < \frac{1}{2} \\ (1+f)/2j, & -\frac{1}{2} \leq f \leq 0 \end{cases}$$

得到输出信号低通等效复包络的频域表示为：

作傅里叶反变换，得到输出信号低通等效复包络：

$$y_l(t) = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} Y_l(f) e^{j2\pi f t} df = \frac{1}{2j} \int_0^{\frac{1}{2}} (1-f) e^{j2\pi f t} df + \frac{1}{2j} \int_{-\frac{1}{2}}^0 (1+f) e^{j2\pi f t} df$$

利用公式(2.1.82)，求得输出信号：

$$y(t) = \text{Re}[y_l(t) e^{j2\pi f_0 t}] = \left\{ \frac{1}{4\pi^2 t^2} (1 - \cos \pi t) + \frac{1}{4\pi t} \sin \pi t \right\} \sin(2\pi f_0 t)$$

Chapter 2

- 2-19 设随机过程 $\xi(t)$ 可表示成 $\xi(t) = 2\cos(2\pi t + \theta)$, 式中 θ 是一个随机变量, 且 $P(\theta = 0) = P\left(\theta = \frac{\pi}{2}\right) = \frac{1}{2}$, 试求 $E[\xi(1)]$ 以及 $R_\xi(0,1)$ 。

知识点：随机变量的数字特征，相关函数计算，P42-43

$$\begin{aligned} E[\xi(1)] &= P(\theta = 0) \cdot 2 \cos(2\pi) + P\left(\theta = \frac{\pi}{2}\right) \cdot 2 \cos\left(2\pi + \frac{\pi}{2}\right) \\ &= \frac{1}{2} \times 2 \cos(2\pi) - \frac{1}{2} \times 2 \cos\left(\frac{5\pi}{2}\right) \\ &= 1 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} R_\xi(0,1) &= E[\xi(0)\xi(1)] = E[2\cos\theta \cdot 2\cos(2\pi + \theta)] \\ &= P(\theta = 0) \times [2\cos 0 \cdot 2\cos(2\pi)] + P\left(\theta = \frac{\pi}{2}\right) \times \left[2\cos \frac{\pi}{2} \cdot 2\cos\left(2\pi + \frac{\pi}{2}\right)\right] \\ &= 2 \end{aligned}$$

Chapter 2

- 2-25 将一个均值为零，功率谱密度为 $N_0/2$ 的高斯白噪声加到一个中心频率为 f_c ，带宽为 B 的理想滤波器上，如图所示

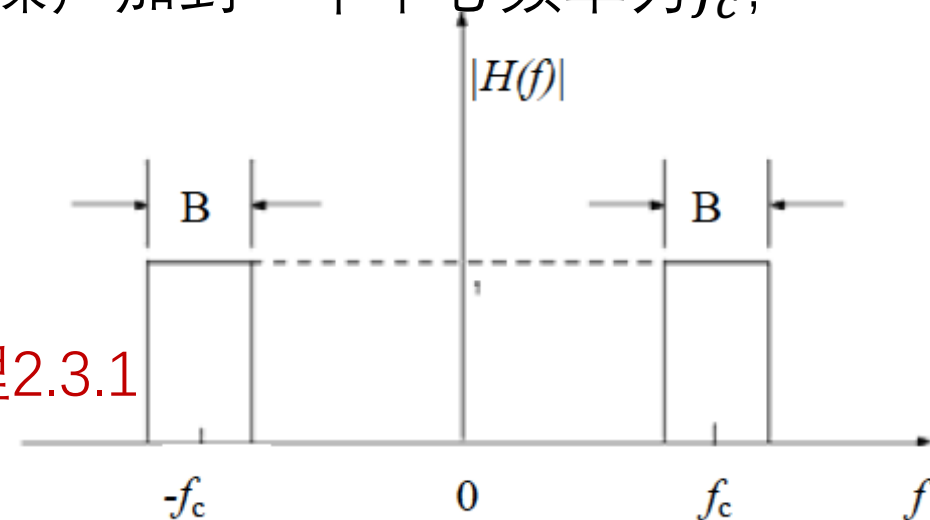
- (1) 滤波器输出噪声的自相关函数；
- (2) 写出输出噪声的一维概率密度函数；

知识点：自相关函数的傅里叶变换是功率谱密度，定理2.3.1

- (1) 由书P50的公式，计算输出噪声的功率谱：

$$P_N(f) = P_X(f)|H(f)|^2 = \frac{N_0}{2}|H(f)|^2 = \begin{cases} \frac{N_0}{2}, & |f - f_c| < \frac{B}{2} \\ \frac{N_0}{2}, & |f + f_c| < \frac{B}{2} \\ 0, & \text{else} \end{cases}$$

$$R_\tau = \int_{-\infty}^{\infty} P_N(f)e^{j2\pi f\tau} df = N_0 B \cdot \text{sinc}(B\tau) \cdot \cos(2\pi f_c \tau)$$



Chapter 2

- 2-25 将一个均值为零，功率谱密度为 $N_0/2$ 的高斯白噪声加到一个中心频率为 f_c ，带宽为 B 的理想滤波器上，如图所示

(2) 写出输出噪声的一维概率密度函数；

知识点：线性系统，高斯过程正态分布的PDF, P46

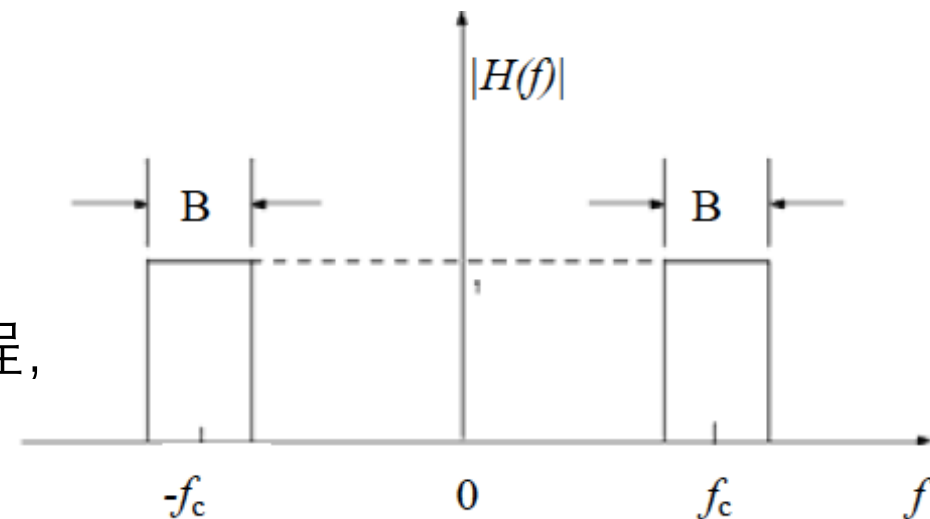
(2) 由于高斯过程通过线性系统的输出也是高斯过程，
则输出为高斯噪声

又由题 (1) 得： $R_\tau = N_0 B \cdot \text{sinc}(B\tau) \cdot \cos(2\pi f_c \tau)$ ，则：

均值： $E^2(X) = R(\infty) = 0 \Rightarrow \mu = 0$

方差： $\sigma^2 = E(X^2) - E^2(X) = R(0) - R(\infty) = N_0 B$

则一维概率密度函数为： $f_N(n) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left\{-\frac{n^2}{2\sigma^2}\right\} = \frac{1}{\sqrt{2\pi N_0 B}} \exp\left\{-\frac{n^2}{2N_0 B}\right\}$



Chapter 2

- 2-30 若 $\xi(t)$ 是平稳随机过程，自相关函数为 $R_\xi(\tau)$ ，试求它通过图示系统后的自相关函数及功率谱密度。

知识点：自相关函数的定义，P46

自相关函数的傅里叶变换是功率谱密度，定理2.3.1

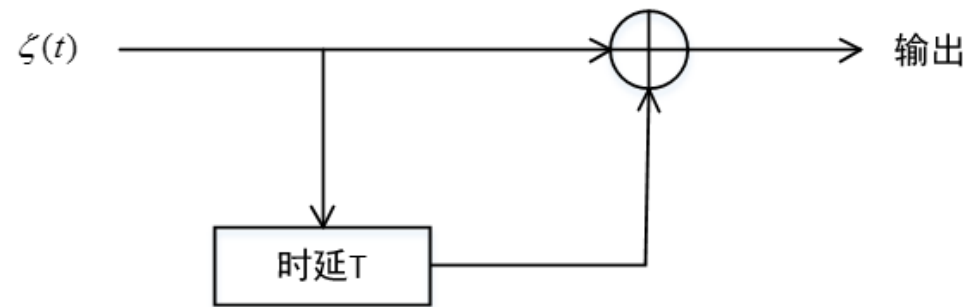
由图可知，输出为： $Y(t) = \xi(t) + \xi(t - T)$

输出的自相关函数为：

$$\begin{aligned} R_Y(\tau) &= E[Y(t_1)Y(t_2)] = E[(\xi(t_1) + \xi(t_1 - T))(\xi(t_2) + \xi(t_2 - T))] \\ &= E[\xi(t_1)\xi(t_2)] + E[\xi(t_1 - T)\xi(t_2)] + E[\xi(t_1)\xi(t_2 - T)] + E[\xi(t_1 - T)\xi(t_2 - T)] \\ &= 2R_\xi(\tau) + R_\xi(\tau - T) + R_\xi(\tau + T) \end{aligned}$$

功率谱密度为：

$$\begin{aligned} P_Y(f) &= \mathcal{F}[R_\xi(\tau)] = \mathcal{F}[2R_\xi(\tau) + R_\xi(\tau - T) + R_\xi(\tau + T)] \\ &= P_\xi(f)(2 + e^{-j2\pi fT} + e^{j2\pi fT}) = 2P_\xi(f)(1 + \cos 2\pi fT) \end{aligned}$$



- 2-35 设两个平稳过程 $X(t)$ 和 $Y(t)$ 之间有以下关系：

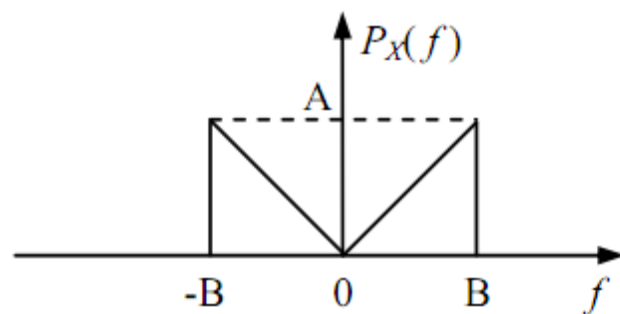
$$Y(t) = X(t) \cos(2\pi f_0 t + \Theta) - \hat{X}(t) \sin(2\pi f_0 t + \Theta)$$

其中 f_0 为常数， Θ 是 $[0, 2\pi]$ 上均匀分布随机变量， Θ 与 $X(t)$ 统计独立。若已知 $X(t)$ 的功率谱密度如图所示，试求 $Y(t)$ 的功率谱密度，并画出其图形。

知识点：希尔伯特变换性质；自相关函数的傅里叶变换是功率谱密度，定理2.3.1

首先求自相关 $R_Y(\tau) = E[Y(t + \tau)Y(t)]$

$$\begin{aligned} Y(t + \tau)Y(t) &= \frac{1}{2}X(t + \tau)X(t)[\cos(2\pi f_0 \tau) + \cos(4\pi f_0 t + 2\Theta + 2\pi f_0 \tau)] \\ &\quad + \frac{1}{2}\hat{X}(t + \tau)\hat{X}(t)[\cos(2\pi f_0 \tau) - \cos(4\pi f_0 t + 2\Theta + 2\pi f_0 \tau)] \\ &\quad - \frac{1}{2}X(t + \tau)\hat{X}(t)[- \sin(2\pi f_0 \tau) + \sin(4\pi f_0 t + 2\Theta + 2\pi f_0 \tau)] \\ &\quad - \frac{1}{2}\hat{X}(t + \tau)X(t)[\sin(2\pi f_0 \tau) + \sin(4\pi f_0 t + 2\Theta + 2\pi f_0 \tau)] \end{aligned}$$



$$R_Y(\tau) = \frac{1}{2}R_X(\tau)\cos 2\pi f_0 \tau + \frac{1}{2}R_{\hat{X}}(\tau)\cos 2\pi f_0 \tau + \frac{1}{2}R_{X\hat{X}}(\tau)\sin 2\pi f_0 \tau - \frac{1}{2}R_{\hat{X}X}(\tau)\sin 2\pi f_0 \tau$$

根据希尔伯特变换性质P54： $R_{X\hat{X}}(\tau) = -\hat{R}_X(\tau)$, $R_{\hat{X}}(\tau) = R_X(\tau)$, $R_{\hat{X}X}(\tau) = \hat{R}_{\hat{X}}(\tau) = \hat{R}_X(\tau)$

$$\text{则： } R_Y(\tau) = R_X(\tau)\cos 2\pi f_0 \tau - \hat{R}_X(\tau)\sin 2\pi f_0 \tau$$

- 2-35 设两个平稳过程 $X(t)$ 和 $Y(t)$ 之间有以下关系：

$$Y(t) = X(t) \cos(2\pi f_0 t + \Theta) - \hat{X}(t) \sin(2\pi f_0 t + \Theta)$$

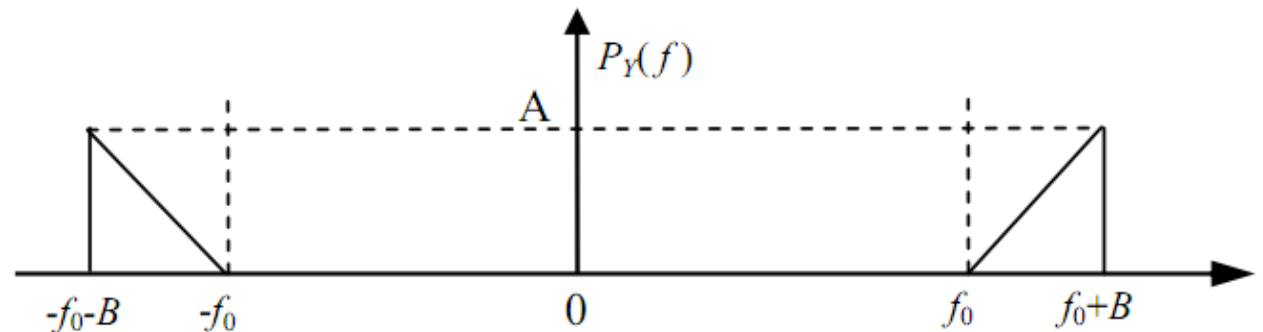
其中 f_0 为常数， Θ 是 $[0, 2\pi]$ 上均匀分布随机变量， Θ 与 $X(t)$ 统计独立。若已知 $X(t)$ 的功率谱密度如图所示，试求 $Y(t)$ 的功率谱密度，并画出其图形。

知识点：希尔伯特变换性质；自相关函数的傅里叶变换是功率谱密度，定理2.3.1

$$R_Y(\tau) = R_X(\tau) \cos 2\pi f_0 \tau - \hat{R}_X(\tau) \sin 2\pi f_0 \tau$$

根据定理2.3.1有：

$$\begin{aligned} P_Y(f) &= \mathcal{F}[R_Y(\tau)] = \frac{P_X(f - f_0) + P_X(f + f_0)}{2} - [-j \operatorname{sgn}(f) P_X(f)] \otimes \frac{\delta(f - f_0) - \delta(f + f_0)}{2j} \\ &= \frac{P_X(f - f_0)}{2} [1 + \operatorname{sgn}(f - f_0)] + \frac{P_X(f + f_0)}{2} [1 - \operatorname{sgn}(f + f_0)] \\ &= \begin{cases} P_X(f - f_0), & f_0 \leq f \leq f_0 + B \\ P_X(f + f_0), & -B - f_0 \leq f \leq -f_0 \\ 0, & \text{else} \end{cases} \end{aligned}$$



Chapter 2

- 2-37 定义随机过程 $X(t) = A + Bt$ ，其中A、B是互相独立的随机变量，并且在 $[-1,1]$ 上均匀分布。求 $m_X(t)$ 与 $R_X(t_1, t_2)$ 。

知识点：随机变量数字特征，相关函数定义

$$\begin{aligned} m_X(t) &= E[X(t)] = E[A + Bt] = E[A] + E[Bt] \\ &= 0 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} R_X(t_1, t_2) &= E[(A + Bt_1)(A + Bt_2)] = E[A^2] + E[B^2]t_1t_2 \\ &= \frac{1}{3}(1 + t_1t_2) \end{aligned}$$

对于均匀分布在 $[a, b]$ 上的随机变量，其均值为 $\frac{b-a}{2}$ ，方差为 $\frac{(b-a)^2}{12}$

因此 $E[A] = E[B] = 0, Var(A) = Var(B) = \frac{1}{3}$