

11-14  
随机共振问题的 PLA 方法

张纪岳 曾贵华

(西北大学物理系, 710069, 西安太白北路1号; 第一作者 58岁, 男, 教授)

**摘 要** 在信号幅值  $\epsilon \ll 1$  的条件下, 提出概率线性近似方法(PLAM), 对周期力调制下的 Fokker-Planck 方程进行了研究, 获得了系统的概率密度  $P(x, t)$  在  $\epsilon \ll 1$  条件下的一般表示, 以此研究了随机共振问题, 所得结果与实验符合得很好, 并首次讨论了系统、信号和噪声间的关系。

**关键词** 随机共振; 概率线性近似方法; 信噪比; 功率谱

**分类号** O414.22

设计力学

一个双稳系统受到周期力和随机力的调制和驱动后, 在一定的噪声强度下, 输出的信号获得加强, 而输出噪声被削弱。对输出信噪比, 在一定条件下, 获得很大提高, 明显优于线性系统中最佳滤波器所获得的信噪比, 这种奇特的现象称为随机共振现象。对随机共振现象的研究是非平衡非线性学科中一个最近形成的方向, 它源于 1981 年 Benzi R 等人对地球气候的“冰河期”和“间冰期”的周期性变迁现象的研究<sup>[1]</sup>, 以后引起了物理学一般意义上的兴趣和研究<sup>[2~10]</sup>。

随机共振现象是一种典型的非线性现象, 它的理论还未成熟, 目前, 较为成功的理论是绝热近似理论。在绝热近似下, 不同作者从不同角度提出了一些各具特点的理论方法, 例如: 文献 2 提了双态-速率方程方法(TSRE), 对随机共振现象的两个著名实验(文献 6, 7)进行了理论描述; 文献 3 则用相位平均-微扰法(PAPT)进行了研究, 根据文中得出的结果提出 SNRE 的概念; 文献 4 采用微扰法-Floquet 理论(PTFT)对随机共振现象进行了较为全面的研究, 反映了更多的物理内容, 对 SR 和 SNRE 进行了区别。在本文中, 我们提出了一种概率线性近似方法(以下简称为(PLAM)), 并利用 PLAM 拓宽了在 SR 研究中的调制信号范围。

1 概率密度  $P(x, t)$ 1.1  $P(x, t)$  的一般形式

受外加信号调制和外高斯白噪声驱动的过阻尼系统, 其 Fokker-Planck 方程为:

$$\frac{\partial}{\partial t} P(x, t) = LP(x, t) - \frac{\partial}{\partial x} [f(\epsilon, t)P(x, t)] \quad (1)$$

$$L = \frac{\partial}{\partial x} \left( \frac{\partial}{\partial x} V(x) \right) + D \frac{\partial^2}{\partial x^2}$$

式(1)中  $f(\epsilon, t)$  为外加调制信号,  $\epsilon$  为幅值,  $D$  为噪声强度,  $V(x)$  为系统的势。对双稳系统

$$V(x) = -\frac{1}{2}ax^2 + \frac{1}{4}bx^4 \quad (2)$$

势垒高度  $\Delta V = V(o) - V(c)$ ,  $V(o)$ ,  $V(c)$  分别对应  $V(x)$  的极大值和极小值处势的值。

$L$  为 Fokker Planck 算子, 其本征方程为:

$$L|n\rangle = -\lambda_n |n\rangle \quad n=0, 1, 2, \dots \quad (3)$$

有以下特征:

### 1. 1. 1 本征值

$$1) \lambda_0 = 0, \lambda_1 = \frac{2}{\tau_1} = \frac{1}{\pi} [ |V''(0)| |V''(c)| ]^{1/2} \exp(-\Delta V/D) \quad \tau_1 \text{ 为 Kramer Time.}$$

$$2) \text{ 当 } D \ll \Delta V \text{ 时, } \lambda_1 \ll \lambda_i \quad i=2, 3, \dots$$

### 1. 1. 2 本征矢

$$1) |o\rangle = N \exp(V(x)/D), \langle o| = 1,$$

$$2) |n\rangle = N^{1/2} e^{\frac{V(x)}{D}} \varphi_n(x), \langle n| = N^{-1/2} e^{-\frac{V(x)}{D}} \varphi_n(x),$$

$$3) \langle m|n\rangle = \delta_{mn} \quad m, n=0, 1, 2, \dots \quad N \text{ 归一化常数.}$$

### 1. 1. 3 矩阵元

$$1) \langle m|x|n\rangle = \langle m|\frac{\partial}{\partial x}|n\rangle \text{ 中, 因 } |n\rangle \text{ 的宇称决定了 } m, n \text{ 不能同时为奇(偶),}$$

$$2) \langle 0|x|1\rangle \approx c,$$

$$3) \langle 1|\frac{\partial}{\partial x}|0\rangle = R_{10} = R_1 + R_2, R_1 = \sqrt{2\pi D/|V''(0)|} R_2, R_2 = -c\lambda_1/D.$$

在  $t_0$  时, 给双稳系统加入信号和噪声后,  $P(x, t)$  是  $\in$  的函数, 当  $\in \ll 1$  时, 可做线性化处理。令

$$P(x, t) = P_0(x, t) \in^0 + P_1(x, t) \in^1,$$

将  $P_0(x, t)$ ,  $P_1(x, t)$  以  $L$  的本征矢  $|n\rangle$  为基展开, 得到

$$P(x, t) = \sum_{n=0}^{\infty} (C_n^{(0)}(t) + \in C_n^1(t)) |n\rangle = \sum_{n=0}^{\infty} C_n(t) |n\rangle. \quad (4)$$

将式(4)代入式(1)中得到一组耦合方程

$$\begin{cases} \dot{C}_n(t) = -\lambda_n C_n(t) - \sum_j \langle m|\frac{\partial}{\partial x} f(\in, t)|n\rangle C_j(t) \\ \dot{C}_m(t) = C_m^{(0)}(t) + \in C_m^{(1)}(t) \end{cases} \quad (5)$$

按式(5)获得的结果将得到 PLAM 理论下的精确结果, 由于求解的困难, 下面做一近似处理。利用特征

1. 1. 1 中的 2) 得到一闭合方程组

$$C_j^{(1)}(t) = e^{-\lambda_j(t-t_0)} C_j^{(1)}(t_0) - e^{-\lambda_j(t-t_0)} \int_{t_0}^t ds f(s) C_m^{(0)}(s) e^{\lambda_j(t-s)} R_j. \quad (6)$$

式中  $m=1-\delta_{ij}$ ,  $k < 0$  时  $C_j^{(1)}(t) = 0$ ,  $R_k = \langle j|\frac{\partial}{\partial x}|i\rangle$ ,  $i, j=1, 2$ , 最后得到:

$$P(x, t) = C_0^{(0)}(t) |0\rangle + C_1^{(0)}(t) |1\rangle + \in [C_0^{(1)}(t) |0\rangle + C_1^{(1)}(t) |1\rangle]. \quad (7)$$

考虑到初始条件, 设  $t=t_0$  时, 有  $P(x, t_0) = \delta(x-x_0)$ 。由此可得

$$C_n(t_0) = \langle n|x_0\rangle, \quad (8)$$

于是有  $C_0(t_0) = 1$ ,  $C_0^{(1)}(t) = 1$ ,  $C_0^{(1)}(t_0) = 0$ 。

从(6), (7)两式中可知, 若  $f(t)$  的具体形式已知, 则可求得  $P(x, t)$ , 于是可进一步求得有关物理量, 并探讨系统的有关特征。

## 1. 2 单色信号调制下的概率密度及特点

设  $t_0$  时注入系统的信号  $f(\in, t) = \in \cos(\Omega t + \theta)$  则

$$C_j^{(1)}(t) = \alpha_j^{(1)}(t) e^{-\lambda_j(t-t_0)} + \beta_j^{(1)}(t) \quad i, j=0, 1. \quad (9)$$

式中  $\alpha_0^{(1)}(t) = 1$ ,  $\beta_0^{(1)}(t) = 0$ ,

$$\alpha_0^{(1)}(t) = \frac{R_{01} C_1^{(0)}(t_0)}{(\Omega^2 + \lambda_1^2)^{1/2}} \cos(\Omega t + \theta + \alpha), \quad \beta_0^{(1)}(t) = -\frac{R_{01} C_1^{(0)}(t_0)}{(\Omega^2 + \lambda_1^2)^{1/2}} \cos(\Omega t_0 + \theta + \alpha),$$

$$\alpha_1^{(1)}(t) = C_1^{(0)}(t_0), \quad \beta_1^{(1)}(t) = 0,$$

$$\alpha_1^{(1)}(t) = C_1^{(1)}(t_0) + \gamma_1^{(1)}(t), \quad \gamma_1^{(1)}(t) = \frac{R_{10}}{(\Omega^2 + \lambda_1^2)^{\frac{1}{2}}} \cos(\Omega t + \theta - \alpha),$$

$$\beta_1^{(1)}(t) = -\frac{R_{10}}{(\Omega^2 + \lambda_1^2)^{\frac{1}{2}}} \cos(\Omega t + \theta - \alpha) \quad \text{tg} \alpha = \frac{\Omega}{\lambda_1}.$$

得到:

$$P(x, t) = \{ [1 + \epsilon \beta_0^{(1)}(t)] |0\rangle + \epsilon \beta_1^{(1)}(t) |1\rangle \} + e^{-\lambda_1(t-t_0)} \{ [C_1(t_0) + \epsilon \gamma_1^{(1)}(t)] |1\rangle + \epsilon \alpha_0^{(1)}(t) |0\rangle \}$$

$$= P_{\infty}(x, t) + P_d(x, t). \quad (10)$$

式中  $P_{\infty}(x, t) = [1 + \epsilon \beta_0^{(1)}(t)] |0\rangle + \epsilon \beta_1^{(1)}(t) |1\rangle$ ,

$$P_d(x, t) = e^{-\lambda_1(t-t_0)} \{ [C_1(t_0) + \epsilon \gamma_1^{(1)}(t)] |1\rangle + \epsilon \alpha_0^{(1)}(t) |0\rangle \}.$$

显然它们分别反映了系统  $P(x, t)$  的稳态行为和瞬态行为,有如下一些特点。

1.2.1  $P_{\infty}(x, t)$  随  $t$  做周期振荡,且频率与信号频率相同。

1.2.2  $P_d(x, t)$  随  $t$  做衰减振荡,表达式中的衰减因子是理论导出的结果,避免了以前的唯象性引入。

1.2.3 由于在具体的实验中,相位  $\theta$  是随机的,因此  $P(x, t)$  具有相位随机性。

1.2.4  $P_{\infty}(x, t)$  又可分为  $P_1(x, t), P_2(x, t)$  两部分

$$\begin{cases} P_1(x, t) = \epsilon \beta_0^{(1)}(t) |0\rangle \\ P_2(x, t) = |0\rangle + \epsilon \beta_1^{(1)} |1\rangle. \end{cases} \quad (11)$$

显然  $P_1(x, t)$  与初始条件有关,对输出有  $\langle x(t) \rangle_{t, \infty} = 0$ , 即无贡献。

$P_2(x, t)$  与初始条件无关,对输出有  $\langle x(t) \rangle_{t, \infty} = \epsilon \beta_1^{(1)}(t) \langle 0 | x | 1 \rangle$ 。

这说明系统在 long limit time 下,对输出无影响的与初态有关,而对输出有贡献的与初态无关。

## 2 随机共振

研究随机共振的基础是输出的相关函数  $A$  和功率谱  $S(\omega)$ , 由概率密度  $P(x, t)$  可以得到,

$$A = \frac{\epsilon^2 c^2 R_{10}^2 \cos(\Omega \tau)}{\lambda_1^2 + \Omega^2} + c^2 \exp(-\lambda_1 \tau) \left[ 1 - \frac{\epsilon^2 R_{10}^2}{2(\lambda_1^2 + \Omega^2)} \right], \quad (12)$$

$$S(\omega) = \frac{\pi \epsilon^2 c^2 R_{10}^2}{2(\lambda_1^2 + \Omega^2)} [\delta(\omega - \Omega) + \delta(\omega + \Omega)] + \frac{2c^2 \lambda_1}{\lambda_1^2 + \omega^2} \left[ 1 - \frac{\epsilon^2 R_{10}^2}{2(\lambda_1^2 + \Omega^2)} \right]. \quad (13)$$

利用(3)的特征 1.1.3 中的 3) 并注意  $\sqrt{2\pi D / |V''(0)|} \ll c$  可得  $R_{10} \approx -c \frac{\lambda_1}{D}$ , 代入(13)中可得到相关函数的极值条件

$$\lambda_1 \approx \Omega. \quad (14)$$

$\omega = \Omega$  时,输出信噪比

$$R_{s/n} \approx \frac{\pi c^2 \epsilon^2 \lambda_1}{4 D^2}. \quad (15)$$

在  $D = \frac{1}{2} \Delta V$  处获得  $R_{s/n}$  的峰值。与实验结果<sup>[10]</sup>比较上述结论与实验符合得很好。

式(13)表示的功率谱可分为两部分,即信号  $S_s$  和噪声  $S_n$  部分。

$$S_s = \frac{\pi \epsilon^2}{2} \frac{c^2 \lambda_1^2}{D^2 (\lambda_1^2 + \Omega^2)} \delta(\omega - \Omega), \quad (16)$$

$$S_n = \frac{2c^2 \lambda_1}{\lambda_1^2 + \omega^2} \left[ 1 - \frac{\epsilon^2}{2} \frac{c^2 \lambda_1^2}{D^2 (\lambda_1^2 + \Omega^2)} \right]. \quad (17)$$

这里  $c = \sqrt{a/b}$ ,  $a, b$  为系统参数,因而  $c$  亦为系统参量。从式(17)可知:

2.1  $S_s, S_n$  与双稳系统的关系

当  $\omega = \Omega$  时,  $a, D, \epsilon$  一定的条件下,  $S_s$  和  $S_n$  分别在

$$c_0 = \frac{2}{\Omega} \sqrt{\frac{D}{a}} \quad (18)$$

和

$$\begin{cases} c_0 = \sqrt{8D^2 + M^2} - M \\ M = \frac{3D\epsilon^2 - 2D^2a}{a\epsilon^2} \end{cases} \quad (\Omega \ll \lambda_1) \quad (19)$$

处有唯一极大值。

## 2.2 $S_1, S_2$ 与噪声强度间的关系

当  $\omega = \Omega$  时,  $c, \epsilon$  一定的条件下,  $S_1$  和  $S_2$  分别在满足

$$\Delta V \Omega^2 = D(\lambda_1^2 + \Omega^2) \quad (20)$$

$$\text{和} \quad D = (\epsilon^2 c^2 + \sqrt{c^4 \epsilon^4 + 2\epsilon^2 c^2 \Delta V^2}) / \Delta V \quad (\Omega \ll \lambda_1) \quad (21)$$

时, 有唯一极大值。

## 2.3 $S_1, S_2$ 与输入信号幅值 $\epsilon$ 的关系

在  $\omega = \Omega$  时,  $c, D$  一定的条件下, 从式(16), (17)可知  $S_1 \propto \epsilon^2, S_2$  随  $\epsilon$  增加而减少, 但最近实验表明<sup>(10)</sup>, 在某一  $D$  值时,  $S_1$  随  $\epsilon$  的变化中有峰值出现, 这暴露了绝热近似理论的局限性。

以上讨论表明, 输出的信号与噪声跟输入信号和噪声及双稳系统均有关, 2.1, 2.2, 2.3 中不同条件下,  $S_1, S_2$  出现峰值意味着信号、系统、噪声之间存在能量的转换, 这正是非线性系统所独具的特性。至于其中机理, 有待更进一步研究。另外, 通过本文的方法, 可以很好地研究其他信号调制下的随机共振现象, 将另文发表。

## 参 考 文 献

- 1 Benzi R, Sutera A, Vulpiana A. The mechanism of stochastic resonance. *J. Phys. A*, 1991, 14: 453~460
- 2 McNamara B, Wiesenfeld K. Theory of stochastic resonance. *Phys. Rev. A*, 1989, 39: 4854~4869
- 3 Fox R. Stochastic resonance in a double well. *Phys. Rev. A*, 1989, 39: 4148~4153
- 4 Hu G, Nicolis G, Nicolis C. Periodically forced Fokker-Planck equation. *Phys. Rev. A*, 1990, 42: 2030~2041
- 5 Zhou T, Moss F, Jung P. Escape time distributions of a periodically modulated bistable system with noise. *Phys. Rev. A*, 1990, 42: 3161~3169
- 6 Fauve S, Heslot F. Stochastic resonance in a bistable system. *Phys. Lett. A*, 1983, 97: 5~10
- 7 McNamara B, Wiesenfeld K, Roy R. Observation of stochastic resonance in a ring laser. *Phys. Rev. Lett.*, 1988, 60: 2626~2629
- 8 Zhou T, Moss F. Analog simulation of stochastic resonance. *Phys. Rev. A*, 1990, 41: 4255~4264
- 9 Hu G, Ditzinger T, Ning C Z, Haken H. Stochastic resonance without external periodic force. *Phys. Rev. Lett.*, 1993, 70: 807~810
- 10 Hu G, Gong D C, Qing G R, et al. Comparison of analog simulation and adiabatic theory on stochastic resonance. *Phys. Rev. A*, 1991, 44: 6416~6420

# The PLA Method for Stochastic Resonance

Zhang Jiyue      Zeng Guihua

(Department of Physics, Northwest University, 710069, Xi'an)

**Abstract** A new method for stochastic resonance is presented. Using it the general expression of the probability density is obtained under the condition of  $\epsilon \ll 1$ . The theoretical conclusion of SR is in good agreement with the experimental result. And the interactions of signal, noise and double system are discussed for the first time.

**Key words** stochastic resonance; linear approximation method of probability; signal to noise ratio; power spectrum