

第 5 章 微振动

一、微振动系统的运动方程

设稳定保守系统的拉氏量为 $L = T - V$ ，其中

$$V = V(q), \quad T = \frac{1}{2} T_{\alpha\beta}(q) \dot{q}_\alpha \dot{q}_\beta$$

系统在稳定平衡位置 $q = q_0$ 处满足

$$\left. \frac{\partial V}{\partial q_\alpha} \right|_{q=q_0} = 0, \quad \alpha = 1, 2, \dots, n.$$

若系统在平衡位置附近作微振动，可将 $V(q)$ 在平衡点附近作级数展开，

$$V(\eta) = V(q_0) + \left(\frac{\partial V}{\partial q_\alpha} \right)_{q=q_0} \eta_\alpha + \frac{1}{2} \left(\frac{\partial^2 V}{\partial q_\alpha \partial q_\beta} \right)_{q=q_0} \eta_\alpha \eta_\beta + \mathcal{O}(\eta^3)$$

其中微振动坐标 η 定义为

$$\eta_\alpha \stackrel{\text{def}}{=} q_\alpha - q_{0\alpha}$$

把平衡条件代入，并取势能零点 $V(q_0)$ 为 0，舍去高阶项¹，

$$V(\eta) = \frac{1}{2} \left(\frac{\partial^2 V}{\partial q_\alpha \partial q_\beta} \right)_{q=q_0} \eta_\alpha \eta_\beta \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{2} K_{\alpha\beta} \eta_\alpha \eta_\beta = \frac{1}{2} \vec{\eta}^T K \vec{\eta}$$

$K_{\alpha\beta} = \left(\frac{\partial^2 V}{\partial q_\alpha \partial q_\beta} \right)_{q=q_0}$ 称为**刚度矩阵**。

在动能项 $T = \frac{1}{2} T_{jk}(q) \dot{q}_j \dot{q}_k$ 中，由于能量守恒，速度可以看成是和位移同阶的小量， $\mathcal{O}(\dot{q}) = \mathcal{O}(q)$ 。前面的系数展开时只要保留到 0 次项，

$$T = \frac{1}{2} T_{\alpha\beta}(q) \dot{q}_\alpha \dot{q}_\beta \approx \frac{1}{2} T_{\alpha\beta}(q_0) \dot{\eta}_\alpha \dot{\eta}_\beta \stackrel{\text{def}}{=} \frac{1}{2} M_{\alpha\beta} \dot{\eta}_\alpha \dot{\eta}_\beta = \frac{1}{2} \dot{\vec{\eta}}^T M \dot{\vec{\eta}}$$

$M_{\alpha\beta} = T_{\alpha\beta}(q_0)$ 称为**惯性矩阵**。这里的惯性矩阵和刚度矩阵都是正定实对称矩阵。

④现在微振动系统的拉氏量成为

$$L = \frac{1}{2} \dot{\vec{\eta}}^T M \dot{\vec{\eta}} - \frac{1}{2} \vec{\eta}^T K \vec{\eta}$$

¹ 少数情况下会遇到 2 次项=0 的情形，此时由稳定平衡条件，3 次项也为 0，势能是位移的 4 次项。这里不讨论这种非线性振动。

运动方程为

$$M_{\alpha\beta}\ddot{\eta}_\beta + K_{\alpha\beta}\eta_\beta = 0, \quad M\ddot{\vec{\eta}} + K\vec{\eta} = \vec{0}$$

二、 简正模式

我们希望通过线性变换

$$\vec{\eta}(t) \stackrel{\text{def}}{=} A\vec{\xi}(t)$$

把拉氏量简化为

$$L = \frac{1}{2}\dot{\vec{\xi}}^T\dot{\vec{\xi}} - \frac{1}{2}\vec{\xi}^T\Omega\vec{\xi}$$

其中 Ω 是对角矩阵，且对角元是正数； $\vec{\xi}$ 称为**简正坐标**。

在此简正坐标下，运动方程已分离变量，能够求得解析解

$$\ddot{\xi}_j + \omega_j^2\xi_j = 0, \quad j = 1, 2, \dots, n.$$

$$\xi_j(t) = c_j \cos(\omega_j t - \varphi_j), \quad j = 1, 2, \dots, n.$$

ω_j 是系统的**自然频率**。记

$$\Omega = \text{diag}\{\omega_1^2, \omega_2^2, \dots, \omega_n^2\}$$

按 Sylvester 惯性定理，实二次型的规范形是唯一的。我们可以通过合同变换把 M 对角化，然后再作正交变换把 K 对角化，达到同时对角化的目的。

我们采用另一种思路解决对角化问题。

与原拉氏函数对比，矩阵 A 必须满足方程

$$A^T M A = I, \quad A^T K A = \Omega$$

矩阵 A 定义了两种微振动坐标的变换，必为非奇异矩阵，

$$\det(A^T M A) = (\det A)^2 \det M = 1, \quad \det A \neq 0,$$

将两个方程

$$I = A^T M A, \quad A^T K A = \Omega$$

左右两边分别相乘，得

$$A^T K A = A^T M A \Omega$$

式子两边同时左乘 $(A^T)^{-1}$ ，得

$$KA = MA\Omega$$

可以把矩阵A看成由n个线性无关的列矢量排列而成，

$$A = (\vec{a}_1, \vec{a}_2, \dots, \vec{a}_n)$$

则有

$$K(\vec{a}_1, \vec{a}_2, \dots, \vec{a}_n) = M(\omega_1^2 \vec{a}_1, \omega_2^2 \vec{a}_2, \dots, \omega_n^2 \vec{a}_n)$$

对每个矢量有广义特征方程

$$K\vec{a}_j = \omega_j^2 M\vec{a}_j, \quad j = 1, 2, \dots, n.$$

利用上面的方程，可见特征值 ω_j^2 是特征多项式

$$\det(K - \omega^2 M) = 0$$

的n个根，

$$\omega^2 = \omega_1^2, \omega_2^2, \dots, \omega_n^2.$$

代入广义特征方程，分别求出相应的特征矢 \vec{a}_j ，并以惯性矩阵为度规进行归一化，

$$\vec{a}_j^T M \vec{a}_j = 1, \quad j = 1, 2, \dots, n.$$

可得矩阵A.

我们来看矩阵A的物理意义。系统以单一频率作简谐振动的运动模式，称为**简正模式**。这时

$$\vec{\eta}(t) = \vec{a} \cos(\omega t - \varphi)$$

代入运动方程得

$$(-\omega^2 M + K)\vec{a} = \vec{0}$$

所以 $\omega^2 = \omega_1^2, \omega_2^2, \dots, \omega_n^2$ ，只能取自然频率。对应的特征矢 \vec{a}_j 满足

$$(-\omega_j^2 M + K)\vec{a}_j = \vec{0}, \quad j = 1, 2, \dots, n$$

\vec{a}_j 表示在第j个简正模式下，各个微振动坐标的振幅比，故称之为**模态矢量**。矩阵A的每一列，都是一个模态矢量，因此被称为**模态矩阵**。

推论 1 模态矢量是完备的。

证明：以正定对称矩阵M为度规，矢量的内积

$$(\vec{x}, \vec{y}) \triangleq \vec{x}^T M \vec{y} \equiv \left(M^{\frac{1}{2}} \vec{x}\right)^T \left(M^{\frac{1}{2}} \vec{y}\right)$$

那么二次型

$$\vec{x}^T K \vec{y} \equiv \left(M^{\frac{1}{2}} \vec{x}\right)^T M^{-\frac{1}{2}} K M^{-\frac{1}{2}} \left(M^{\frac{1}{2}} \vec{y}\right)$$

在此度规下的刚度矩阵

$$M^{-\frac{1}{2}}KM^{-\frac{1}{2}}$$

仍是对称正定的，是规范阵。本征方程

$$M^{-\frac{1}{2}}KM^{-\frac{1}{2}}\left(M^{\frac{1}{2}}\vec{a}\right) = \lambda\left(M^{\frac{1}{2}}\vec{a}\right) \Leftrightarrow K\vec{a} = \lambda M\vec{a}$$

于是刚度矩阵的特征矢 $\{M^{\frac{1}{2}}\vec{a}_j | j = 1, 2, \dots, n\}$ 完备，即 $\{\vec{a}_j | j = 1, 2, \dots, n\}$ 完备。

推论 2 模态矢量互相正交。

证明：

$$(K - \omega_j^2 M)\vec{a}_j = \vec{0} \Rightarrow \vec{a}_k^T (K - \omega_j^2 M)\vec{a}_j = 0$$

$$(K - \omega_k^2 M)\vec{a}_k = \vec{0} \Rightarrow \vec{a}_j^T (K - \omega_k^2 M)\vec{a}_k = 0$$

两式相减，并利用 K, M 是对称矩阵，得

$$(\omega_j^2 - \omega_k^2)\vec{a}_j^T M\vec{a}_k = 0$$

当 $\omega_j^2 \neq \omega_k^2$ 时， $\vec{a}_j^T M\vec{a}_k = 0$ 。

如果有重根， $\omega_j^2 = \omega_k^2$ ，我们可以按内积 $(\vec{x}, \vec{y}) = \vec{x}^T M\vec{y}$ 作施密特正交化，得到正交归一的本征矢。

总之，

$$(\vec{a}_j, \vec{a}_k) = \delta_{jk}, \quad \vec{a}_j^T M\vec{a}_k = \delta_{jk}, \quad A^T M A = I$$

推论 3 广义特征方程的特征值 $\omega_j^2 > 0$ 。

证明：把广义特征方程的两边同乘以 \vec{a}_j^T ，

$$\vec{a}_j^T K\vec{a}_j = \omega_j^2 \vec{a}_j^T M\vec{a}_j$$

$$\omega_j^2 = \frac{\vec{a}_j^T K\vec{a}_j}{\vec{a}_j^T M\vec{a}_j} > 0.$$

若采用另一种归一化方式，

$$(\vec{a}_j^T M\vec{a}_k) = \text{diag}\{m_1, m_2, \dots, m_n\}$$

则模式矩阵 A 可将 M, K 同时对角化为

$$A^T M A = \text{diag}\{m_1, m_2, \dots, m_n\}$$

$$A^T K A = \text{diag}\{k_1, k_2, \dots, k_n\}$$

例 1 三根弹性系数为 k 的弹簧以及两个质量 m 的质点依次相连，两端固定在墙壁上。求系统作直线运动时的自然频率。



解 动能和势能为

$$T = \frac{1}{2}m(\dot{\eta}_1^2 + \dot{\eta}_2^2),$$

$$V = \frac{1}{2}k[\eta_1^2 + (\eta_1 - \eta_2)^2 + \eta_2^2] = \frac{1}{2}k(2\eta_1^2 + 2\eta_2^2 - 2\eta_1\eta_2)$$

得惯性矩阵和刚度矩阵

$$M = m \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}, \quad K = k \begin{pmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 2 \end{pmatrix}$$

广义特征值满足

$$\det\{-\omega^2 m \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} + k \begin{pmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 2 \end{pmatrix}\} = (2k - \omega^2 m)^2 - k^2 = 0$$

$$\Rightarrow \omega^2 = 3\omega_0^2, \omega_0^2, \quad \omega_0^2 \stackrel{\text{def}}{=} \frac{k}{m}$$

本征矢

$$\frac{1}{\sqrt{2m}} \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \end{pmatrix}, \quad \frac{1}{\sqrt{2m}} \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \end{pmatrix}$$

模态矩阵

$$A = \frac{1}{\sqrt{2m}} \begin{pmatrix} 1 & 1 \\ -1 & 1 \end{pmatrix}, \quad A^{-1} = A^T M = \sqrt{\frac{m}{2}} \begin{pmatrix} 1 & -1 \\ 1 & 1 \end{pmatrix}$$

简正坐标

$$\begin{pmatrix} \xi_1 \\ \xi_2 \end{pmatrix} = A^{-1} \begin{pmatrix} \eta_1 \\ \eta_2 \end{pmatrix} = \sqrt{\frac{m}{2}} \begin{pmatrix} \eta_1 - \eta_2 \\ \eta_1 + \eta_2 \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} \xi_1 \\ \xi_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a_1 \cos(\sqrt{3}\omega_0 t + \varphi_1) \\ a_2 \cos(\omega_0 t + \varphi_2) \end{pmatrix}$$

解为

$$\begin{pmatrix} \eta_1 \\ \eta_2 \end{pmatrix} = A^{-1} \begin{pmatrix} \xi_1 \\ \xi_2 \end{pmatrix}$$

重定义系数后，

$$\begin{pmatrix} \eta_1 \\ \eta_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a_1 \cos(\sqrt{3}\omega_0 t + \varphi_1) - a_2 \cos(\omega_0 t + \varphi_2) \\ a_1 \cos(\sqrt{3}\omega_0 t + \varphi_1) + a_2 \cos(\omega_0 t + \varphi_2) \end{pmatrix}$$

例 2 CO₂分子的振动



金尚年 p197; Goldstein p253 有误

三个质量分别为 m, M, m 的质点在一条直线上,通过两根弹性系数为 k 的弹簧(化学键)相连,弹簧的平衡长度为 b 。求纵向振动的简正模式。

解 势能 $V = \frac{k}{2}(x_2 - x_1 - b)^2 + \frac{k}{2}(x_3 - x_2 - b)^2$ 。引进微振动坐标 $\eta_j \stackrel{\text{def}}{=} x_j - x_{j0}$, 其中 x_{j0} 是平衡位置, 且有 $x_{02} - x_{01} = b, x_{03} - x_{02} = b$ 。现在有

$$V = \frac{k}{2}(\eta_1^2 + 2\eta_2^2 + \eta_3^2 - 2\eta_1\eta_2 - 2\eta_2\eta_3), \quad T = \frac{m}{2}(\dot{\eta}_1^2 + \dot{\eta}_3^2) + \frac{M}{2}\dot{\eta}_2^2$$

$$\Rightarrow \mathbf{K} = \begin{pmatrix} k & -k & 0 \\ -k & 2k & -k \\ 0 & -k & k \end{pmatrix}, \quad \mathbf{M} = \begin{pmatrix} m & 0 & 0 \\ 0 & M & 0 \\ 0 & 0 & m \end{pmatrix}$$

本征频率满足 $\det(-\omega^2 \mathbf{M} + \mathbf{K}) = 0 \Rightarrow \omega^2 = 0, \frac{k}{m}, \frac{k}{mM}(2m + M)$, 对应的本征矢为

$$\frac{1}{\sqrt{M+2m}} \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{pmatrix}, \quad \frac{1}{\sqrt{2m}} \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ -1 \end{pmatrix}, \quad \frac{1}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} \begin{pmatrix} M \\ -2m \\ M \end{pmatrix}$$

$$\Rightarrow A = \begin{pmatrix} \frac{1}{\sqrt{M+2m}} & \frac{1}{\sqrt{2m}} & \frac{M}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} \\ \frac{1}{\sqrt{M+2m}} & 0 & \frac{-2m}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} \\ \frac{1}{\sqrt{M+2m}} & -\frac{1}{\sqrt{2m}} & \frac{M}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} \end{pmatrix},$$

$$A^{-1} = A^T \mathbf{M} = \begin{pmatrix} \frac{m}{\sqrt{M+2m}} & \frac{M}{\sqrt{M+2m}} & \frac{m}{\sqrt{M+2m}} \\ \frac{m}{\sqrt{2m}} & 0 & -\frac{m}{\sqrt{2m}} \\ \frac{Mm}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} & \frac{-2mM}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} & \frac{Mm}{\sqrt{2M^2m+4m^2M}} \end{pmatrix}$$

简正坐标为

$$\vec{\xi} = A^{-1} \vec{\eta} \Rightarrow \begin{cases} \xi_1 = \frac{1}{\sqrt{M+2m}}(m\eta_1 + M\eta_2 + m\eta_3) = \sqrt{M+2m}(x_{c0} + v_c t) \\ \xi_2 = \frac{\sqrt{m}}{\sqrt{2}}(\eta_1 - \eta_3) = C_2 \cos\left(\sqrt{\frac{k}{m}}t + \varphi_2\right) \\ \xi_3 = \frac{\sqrt{Mm}}{\sqrt{2M+4m}}(\eta_1 - 2\eta_2 + \eta_3) = C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}}t + \varphi_3\right) \end{cases}$$

通解为

$$\begin{cases} \eta_1(t) = (x_{c0} + v_c t) + \frac{1}{\sqrt{2m}} C_2 \cos\left(\sqrt{\frac{k}{m}} t + \varphi_2\right) + \frac{M}{\sqrt{2M^2 m + 4m^2 M}} C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}} t + \varphi_3\right) \\ \eta_2(t) = (x_{c0} + v_c t) + \frac{-2m}{\sqrt{2M^2 m + 4m^2 M}} C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}} t + \varphi_3\right) \\ \eta_3(t) = (x_{c0} + v_c t) - \frac{1}{\sqrt{2m}} C_2 \cos\left(\sqrt{\frac{k}{m}} t + \varphi_2\right) + \frac{M}{\sqrt{2M^2 m + 4m^2 M}} C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}} t + \varphi_3\right) \end{cases}$$

重定义积分常数，可简化成

$$\begin{cases} \eta_1(t) = (x_{c0} + v_c t) + C_2 \cos\left(\sqrt{\frac{k}{m}} t + \varphi_2\right) + C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}} t + \varphi_3\right) \\ \eta_2(t) = (x_{c0} + v_c t) - \frac{2m}{M} C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}} t + \varphi_3\right) \\ \eta_3(t) = (x_{c0} + v_c t) - C_2 \cos\left(\sqrt{\frac{k}{m}} t + \varphi_2\right) + C_3 \cos\left(\sqrt{\frac{k(2m+M)}{mM}} t + \varphi_3\right) \end{cases}$$

三、 矩阵解法

1. 矩阵解

由运动方程

$$\ddot{\vec{\eta}} = -M^{-1}K\vec{\eta}$$

得

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} \vec{\eta}(t+dt) \\ \dot{\vec{\eta}}(t+dt) \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} \vec{\eta}(t) \\ \dot{\vec{\eta}}(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \dot{\vec{\eta}}(t)dt \\ \ddot{\vec{\eta}}(t)dt \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \vec{\eta}(t) \\ \dot{\vec{\eta}}(t) \end{pmatrix} + dt \begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & \mathbf{0} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \vec{\eta}(t) \\ \dot{\vec{\eta}}(t) \end{pmatrix} \\ \begin{pmatrix} \vec{\eta}(t) \\ \dot{\vec{\eta}}(t) \end{pmatrix} &= \exp\left\{\begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & \mathbf{0} \end{pmatrix} t\right\} \begin{pmatrix} \vec{\eta}(0) \\ \dot{\vec{\eta}}(0) \end{pmatrix} \end{aligned}$$

这里我们使用了矩阵函数。

时间演化矩阵为

$$\begin{aligned} &\exp\left\{\begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & \mathbf{0} \end{pmatrix} t\right\} \\ &= \begin{pmatrix} \mathbf{1} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{1} \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & \mathbf{0} \end{pmatrix} t - \frac{(M^{-1}K \quad \mathbf{0})}{\mathbf{0} \quad M^{-1}K} \frac{t^2}{2!} - \begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & \mathbf{0} \end{pmatrix} \frac{(M^{-1}K \quad \mathbf{0})}{\mathbf{0} \quad M^{-1}K} \frac{t^3}{3!} + \dots \\ &= \begin{pmatrix} \cos(t\sqrt{M^{-1}K}) & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \cos(t\sqrt{M^{-1}K}) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & \mathbf{0} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{\sin(t\sqrt{M^{-1}K})}{\sqrt{M^{-1}K}} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \frac{\sin(t\sqrt{M^{-1}K})}{\sqrt{M^{-1}K}} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

$$= \begin{pmatrix} \cos(t\sqrt{M^{-1}K}) & \frac{\sin(t\sqrt{M^{-1}K})}{\sqrt{M^{-1}K}} \\ -\sqrt{M^{-1}K} \sin(t\sqrt{M^{-1}K}) & \cos(t\sqrt{M^{-1}K}) \end{pmatrix}$$

所以解为

$$\vec{\eta}(t) = \cos\sqrt{M^{-1}K}t \vec{\eta}(0) + \frac{1}{\sqrt{M^{-1}K}} \sin\sqrt{M^{-1}K}t \dot{\vec{\eta}}(0)$$

2. 矩阵函数简介

定义

$$f(A) \stackrel{\text{def}}{=} f(0)\mathbf{1} + f^{(1)}(0)A + \frac{f^{(2)}(0)}{2!}A^2 + \dots$$

BCH 公式

$$e^A e^B = e^{A+B + \frac{1}{2}[A,B] + \frac{1}{12}[A-B, [A,B]] + \dots}$$

Hausdorff 公式

$$e^A B e^{-A} = B + [A, B] + \frac{1}{2!}[A, [A, B]] + \dots = e^{\text{ad}A} \circ B$$

$$\text{ad}A \circ B \stackrel{\text{def}}{=} [A, B]$$

行列式

$$\det e^A = e^{\text{tr}A}$$

Cayley-Hamilton 定理

$$(M - \lambda_1 \mathbf{1})(M - \lambda_2 \mathbf{1}) \dots (M - \lambda_n \mathbf{1}) = \mathbf{0}$$

例 求 2 阶矩阵 A 的指数。

解 设矩阵 A 的特征多项式为

$$f(\lambda) = \det(A - \lambda \mathbf{1}) = \lambda^2 - \lambda \text{tr}A + \det A$$

则

$$e^A = c_1 \mathbf{1} + c_2 A \text{ mod } f(A)$$

来自 Cayley-Hamilton 定理,

$$c_1 + c_2 x = e^x \text{ mod } f(x)$$

矩阵 A 的特征值

$$f(\lambda) = 0, \quad \lambda = \frac{1}{2} \left(\text{tr}A \pm \sqrt{(\text{tr}A)^2 - 4 \det A} \right)$$

于是

$$e^\lambda = c_1 + c_2 \lambda$$

$$e^{\frac{\text{tr} A}{2}} e^{\frac{1}{2} \sqrt{(\text{tr} A)^2 - 4 \det A}} = c_1 + c_2 \frac{1}{2} (\text{tr} A + \sqrt{(\text{tr} A)^2 - 4 \det A})$$

$$e^{\frac{\text{tr} A}{2}} e^{-\frac{1}{2} \sqrt{(\text{tr} A)^2 - 4 \det A}} = c_1 + c_2 \frac{1}{2} (\text{tr} A - \sqrt{(\text{tr} A)^2 - 4 \det A})$$

解出

$$c_1 = e^{\frac{\text{tr} A}{2}} \cosh \left(\sqrt{\left(\frac{\text{tr} A}{2}\right)^2 - \det A} \right) - e^{\frac{\text{tr} A}{2}} \frac{\text{tr} A}{2} \cdot \frac{\sinh \left(\sqrt{\left(\frac{\text{tr} A}{2}\right)^2 - \det A} \right)}{\sqrt{\left(\frac{\text{tr} A}{2}\right)^2 - \det A}}$$

$$c_2 = e^{\frac{\text{tr} A}{2}} \frac{\sinh \left(\sqrt{\left(\frac{\text{tr} A}{2}\right)^2 - \det A} \right)}{\sqrt{\left(\frac{\text{tr} A}{2}\right)^2 - \det A}}$$

当有重根时,

$$\left(\frac{\text{tr} A}{2}\right)^2 - \det A = 0$$

取极限得

$$c_1 = e^{\frac{\text{tr} A}{2}} \left(1 - \frac{\text{tr} A}{2}\right), \quad c_2 = e^{\frac{\text{tr} A}{2}}$$

求解方程组

$$\begin{cases} e^\lambda = c_1 + c_2 \lambda \\ e^\lambda = c_2 \end{cases}$$

可得同样的结论。

3. 例子

对例 1, 不借助简正坐标, 直接用矩阵法求解。

解 解为

$$\begin{aligned} \vec{\eta}(t) &= \cos \sqrt{M^{-1} K} t \vec{\eta}(0) + \frac{1}{\sqrt{M^{-1} K}} \sin \sqrt{M^{-1} K} t \dot{\vec{\eta}}(0) \\ &= \cos \sqrt{M^{-1} K} t^2 \vec{\eta}(0) + \frac{t}{\sqrt{M^{-1} K} t^2} \sin \sqrt{M^{-1} K} t^2 \dot{\vec{\eta}}(0) \end{aligned}$$

其中

$$M = m \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}, \quad K = k \begin{pmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 2 \end{pmatrix}, \quad M^{-1} K = \omega_0^2 \begin{pmatrix} 2 & -1 \\ -1 & 2 \end{pmatrix}$$

矩阵 $M^{-1} K t^2$ 的特征多项式为

$$f(\lambda) = \lambda^2 - 4\omega_0^2 t^2 \lambda + 3\omega_0^4 t^4$$

特征值

$$\lambda_1 = 3\omega_0^2 t^2, \quad \lambda_2 = \omega_0^2 t^2$$

设

$$\cos \sqrt{x} \bmod f(x) = c_1 + c_2 x$$

由

$$\cos \sqrt{\lambda_1} = c_1 + c_2 \lambda_1, \quad \cos \sqrt{\lambda_2} = c_1 + c_2 \lambda_2$$

解得系数

$$c_1 = \frac{\lambda_1 \cos \sqrt{\lambda_2} - \lambda_2 \cos \sqrt{\lambda_1}}{\lambda_1 - \lambda_2} = \frac{1}{2} (3 \cos \omega_0 t - \cos 3\omega_0 t)$$

$$c_2 = \frac{\cos \sqrt{\lambda_1} - \cos \sqrt{\lambda_2}}{\lambda_1 - \lambda_2} = \frac{1}{2\omega_0^2 t^2} (\cos \omega_0 t - \cos 3\omega_0 t)$$

所以

$$\cos \sqrt{M^{-1}Kt} = \begin{pmatrix} \frac{5}{2} \cos \omega_0 t - \frac{3}{2} \cos 3\omega_0 t & -\frac{1}{2} \cos \omega_0 t + \frac{1}{2} \cos 3\omega_0 t \\ -\frac{1}{2} \cos \omega_0 t + \frac{1}{2} \cos 3\omega_0 t & \frac{5}{2} \cos \omega_0 t - \frac{3}{2} \cos 3\omega_0 t \end{pmatrix}$$

再令

$$\frac{t}{\sqrt{x}} \sin \sqrt{x} \bmod f(x) = d_1 + d_2 x$$

解得

$$d_1 = \frac{t}{\lambda_1 - \lambda_2} \left(\frac{\lambda_1}{\sqrt{\lambda_2}} \sin \sqrt{\lambda_2} - \frac{\lambda_2}{\sqrt{\lambda_1}} \sin \sqrt{\lambda_1} \right) = \frac{1}{2\omega_0} \left(3 \sin \omega_0 t - \frac{1}{\sqrt{3}} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \right)$$

$$d_2 = \frac{t}{\lambda_1 - \lambda_2} \left(\frac{1}{\sqrt{\lambda_1}} \sin \sqrt{\lambda_1} - \frac{1}{\sqrt{\lambda_2}} \sin \sqrt{\lambda_2} \right) = \frac{1}{2\omega_0^3 t^2} \left(\frac{1}{\sqrt{3}} \sin \sqrt{3}\omega_0 t - \sin \omega_0 t \right)$$

$$\frac{1}{\sqrt{M^{-1}K}} \sin \sqrt{M^{-1}Kt} = \begin{pmatrix} \frac{1}{2\omega_0} \sin \omega_0 t + \frac{1}{2\sqrt{3}\omega_0} \sin \sqrt{3}\omega_0 t & \frac{1}{2\omega_0} \sin \omega_0 t - \frac{1}{2\sqrt{3}\omega_0} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \\ \frac{1}{2\omega_0} \sin \omega_0 t - \frac{1}{2\sqrt{3}\omega_0} \sin \sqrt{3}\omega_0 t & \frac{1}{2\omega_0} \sin \omega_0 t + \frac{1}{2\sqrt{3}\omega_0} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \end{pmatrix}$$

于是

$$\begin{aligned} \eta_1(t) &= \eta_1(0) \left(\frac{5}{2} \cos \omega_0 t - \frac{3}{2} \cos 3\omega_0 t \right) + \eta_2(0) \left(-\frac{1}{2} \cos \omega_0 t + \frac{1}{2} \cos 3\omega_0 t \right) \\ &\quad + \frac{\dot{\eta}_1(0)}{\omega_0} \left(\frac{1}{2} \sin \omega_0 t + \frac{1}{2\sqrt{3}} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \right) + \frac{\dot{\eta}_2(0)}{\omega_0} \left(\frac{1}{2} \sin \omega_0 t - \frac{1}{2\sqrt{3}} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \right) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \eta_2(t) &= \eta_1(0) \left(-\frac{1}{2} \cos \omega_0 t + \frac{1}{2} \cos 3\omega_0 t \right) + \eta_2(0) \left(\frac{5}{2} \cos \omega_0 t - \frac{3}{2} \cos 3\omega_0 t \right) \\ &\quad + \frac{\dot{\eta}_1(0)}{\omega_0} \left(\frac{1}{2} \sin \omega_0 t - \frac{1}{2\sqrt{3}} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \right) + \frac{\dot{\eta}_2(0)}{\omega_0} \left(\frac{1}{2} \sin \omega_0 t + \frac{1}{2\sqrt{3}} \sin \sqrt{3}\omega_0 t \right) \end{aligned}$$

四、 受迫振动和格林函数

1. 运动方程

$$\begin{aligned}M_{jk}\ddot{\eta}_k + K_{jk}\eta_k &= F_j(t) \\ A^T M \ddot{\eta} + A^T K \eta &= A^T \vec{F} \triangleq \vec{Q}(t) \\ A^T M A A^{-1} \ddot{\eta} + A^T K A A^{-1} \eta &= \vec{Q}(t) \\ \ddot{\xi} + \Omega \xi &= \vec{Q}(t) \\ \ddot{\xi}_j + \omega_j^2 \xi_j &= Q_j(t) \quad (j \text{不求和})\end{aligned}$$

上式的一般解是特解与 $\ddot{\xi}_j + \omega_j^2 \xi_j = 0$ 的通解之和。通解前面已给出。

2. 叠加原理

定理一 已知线性微分方程 $\ddot{f}(t) + \omega^2 f(t) = 0$ 的两个解 $f_1(t), f_2(t)$ ，则线性组合

$$c_1 f_1(t) + c_2 f_2(t)$$

也是微分方程的解。

定理二 如果 $f_\alpha(t)$ 是 $\ddot{f}(t) + \omega^2 f(t) = Q_\alpha(t)$ 的解， $Q(t) = \sum_\alpha Q_\alpha(t)$ ，那么 $\sum_\alpha f_\alpha(t)$ 是方程

$$\ddot{f}(t) + \omega^2 f(t) = Q(t)$$

的解。

3. Green 函数

从初始时刻 $t=0$ 起持续作用于系统的策动力 $Q(t)$ ，可以看成是冲击力 $\delta(t-t')$ 的线性叠加，

$$Q(t) = \int_0^{+\infty} Q(t') \delta(t-t') dt'$$

因此我们先求出微分方程

$$\ddot{f}(t) + \omega^2 f(t) = \delta(t-t')$$

满足初条件 $f(0) = 0, \dot{f}(0) = 0$ 的解，这个解称为 Green 函数。

为了求解方程，考虑 Laplace 变换，

$$L(s) \triangleq \mathcal{L}[f(t)] \equiv \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt$$

和逆变换

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1}[L(s)] \equiv \int_{\sigma-i\infty}^{\sigma+i\infty} L(s) e^{st} ds \quad (t \geq 0, \sigma \geq 0)$$

有

$$\mathcal{L}[f(t)] = L(s)$$

$$\mathcal{L}[f'(t)] = sL(s) - f(0)$$

$$\mathcal{L}[\ddot{f}(t)] = sL(s) - sf(0) - \dot{f}(0)$$

$$\mathcal{L}[\delta(t-t')] = \theta(t')e^{-t's}$$

对运动方程作 Laplace 变换,

$$s^2L(s) - sf(0) - \dot{f}(0) + \omega^2L(s) = e^{-t's}$$

$$L(s) = \frac{e^{-t's} + sf(0) + \dot{f}(0)}{s^2 + \omega^2}$$

$$\begin{aligned} f(t) &= \mathcal{L}^{-1}[L(s)] \equiv \int_{\sigma-i\infty}^{\sigma+i\infty} L(s)e^{st} ds \quad (t \geq 0, \sigma \geq 0) \\ &= f(0)\cos(\omega t) + \dot{f}(0)\frac{\sin(\omega t)}{\omega} + \theta(t-t')\frac{\sin(\omega(t-t'))}{\omega} \end{aligned}$$

从而 Green 函数为

$$G(t, t') = \theta(t-t')\frac{\sin(\omega(t-t'))}{\omega}$$

又称生成函数、响应函数（电路理论、信号处理）或传播子（粒子物理、量子场论）。格林函数满足因果性。

可以用另一种方式得出格林函数：

在 $t = t'$ 时刻对谐振子施加冲量 1 之后， $\dot{f}(t')$ 增加了 1，所以在 $t > t'$ 时有响应 $\sin(\omega(t-t'))/\omega$ 。

4. 一般解

由叠加原理,

$$\ddot{f}(t) + \omega^2 f(t) = Q(t)$$

满足 $f(0) = 0, \dot{f}(0) = 0$ 的特解为

$$\int_0^\infty Q(t')\theta(t-t')\frac{\sin(\omega(t-t'))}{\omega} dt' = \frac{1}{\omega} \int_0^t Q(t') \sin(\omega(t-t')) dt'$$

所以



$$\ddot{\xi}_j + \omega_j^2 \xi_j = Q_j(t)$$

的一般解为

$$\xi_j(t) = \xi_j(0)\cos(\omega_j t) + \dot{\xi}_j(0)\frac{\sin(\omega_j t)}{\omega_j} + \frac{1}{\omega_j} \int_0^t Q_j(t') \sin(\omega_j(t-t')) dt'$$

如果策动力是从 t_0 时刻起施加的, 则 $t \geq t_0$ 时,

$$\xi_j(t) = \xi_j(t_0) \cos(\omega_j(t-t_0)) + \dot{\xi}_j(t_0) \frac{\sin(\omega_j(t-t_0))}{\omega_j} + \frac{1}{\omega_j} \int_{t_0}^t Q_j(t') \sin(\omega_j(t-t')) dt'$$

5. 矩阵形式的一般解和格林函数

通过乘以模态矩阵, 变换为微振动坐标, 得通解为

$$\begin{aligned} \vec{\eta}(t) = & \cos(\sqrt{M^{-1}K}(t-t_0)) \vec{\eta}(t_0) + \frac{1}{\sqrt{M^{-1}K}} \sin(\sqrt{M^{-1}K}(t-t_0)) \dot{\vec{\eta}}(t_0) \\ & + \frac{1}{\sqrt{M^{-1}K}} \int_{t_0}^t \sin(\sqrt{M^{-1}K}(t-t')) M^{-1} \vec{F}(t') dt' \end{aligned}$$

可见矩阵形式的格林函数为

$$G(t, t') = \theta(t-t') \frac{1}{\sqrt{M^{-1}K}} \sin(\sqrt{M^{-1}K}(t-t')) M^{-1}$$

$G_{jk}(t, t')$ 表示 t' 时刻 k 分量上施加的冲击力, 在 t 时刻 j 分量造成的位移; 也可以看成是 t' 时的速度增量 $M^{-1} \vec{F}(t') dt'$, 在 t 时刻导致的响应。

6. 共振

如果外力是周期力, 且频率 $\omega = \omega_j$ 与某个自然频率重合,

$$Q_j(t) = Q_{0j} \cos(\omega_j t + \theta), \quad t \geq 0$$

则

$$\begin{aligned} \xi_j(t) &= \xi_j(0) \cos(\omega_j t) + \dot{\xi}_j(0) \frac{\sin(\omega_j t)}{\omega_j} + \frac{Q_{0j}}{\omega_j} \int_0^t \cos(\omega_j t' + \theta) \sin(\omega_j(t-t')) dt' \\ &= \xi_j(0) \cos(\omega_j t) + \dot{\xi}_j(0) \frac{\sin(\omega_j t)}{\omega_j} + \frac{Q_{0j}}{2\omega_j} \left\{ t \sin(\omega_j t + \theta) - \sin \theta \frac{\sin \omega_j t}{\omega_j} \right\} \end{aligned}$$

$t \rightarrow +\infty$ 时, $\xi_j(t) \approx \frac{Q_{0j}}{2\omega_j} t \sin(\omega_j t + \theta)$, 振幅趋于无穷大, 必须考虑非线性项。

思考: 两倍于自然频率的周期外力, 是否会引起共振?

7. 参数共振*

设微振动系统的参数(朗道, 《力学》), 随时间周期性微小变化(例如荡秋千), 比如

$$\omega_0^2 \rightarrow \omega_0^2(1 + \varepsilon \cos(\omega t + \varphi))$$

$$0 < \varepsilon < 2\pi$$

运动方程 (Mathieu equation) 为

$$\ddot{\eta} + (\omega_0^2 + \varepsilon \omega_0^2 \cos(\omega t + \varphi))\eta = 0$$

$$\ddot{\eta} + \omega_0^2 \eta = -\varepsilon \omega_0^2 \cos(\omega t + \varphi) \eta$$

把式子右边视为微扰项, 迭代可知

$$\eta(t) = c_0 \cos(\omega_0 t + \theta_0) + c_1 \cos((\omega \pm \omega_0)t + \theta_{\pm 1}) + c_2 \cos((2\omega \pm \omega_0)t + \theta_{\pm 2}) + \dots$$

现在把方程右边看作外力, 可见

$$n\omega - \omega_0 = \omega_0$$

时会产生共振,

$$\omega = \frac{2}{n}\omega_0, \quad n = 1, 2, 3, \dots$$

运动方程写成

$$\frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \eta \\ \dot{\eta} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -(\omega_0^2 + \varepsilon \cos \omega t) & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \eta \\ \dot{\eta} \end{pmatrix}$$

时间 $t = 0 \rightarrow t = T = \frac{2\pi}{\omega}$ 的演化矩阵 A 满足

$$\begin{pmatrix} \eta(T) \\ \dot{\eta}(T) \end{pmatrix} = A \begin{pmatrix} \eta(0) \\ \dot{\eta}(0) \end{pmatrix}$$

$$\det A = 1$$

原因是

$$\text{tr} \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -(\omega_0^2 + \varepsilon \cos \omega t) & 0 \end{pmatrix} = 0$$

在整个演化过程中, 雅可比行列式均为 1。

定义: 相空间 V 中的线性映射

$$\vec{x} \rightarrow A\vec{x}$$

其不动点 $\vec{x}_0 = A\vec{x}_0$ 若满足

$$\forall \varepsilon > 0, \exists \delta > 0, |\vec{x} - \vec{x}_0| < \delta \Leftrightarrow \forall n \in \mathbf{N}, |A^n \vec{x} - A^n \vec{x}_0| < \varepsilon$$

或等价地

$$\exists \delta > 0, |\vec{x} - \vec{x}_0| < \delta \Leftrightarrow |A^n \vec{x} - A^n \vec{x}_0| \xrightarrow{n \rightarrow +\infty} 0$$

则称 \vec{x}_0 是渐近稳定 (李雅普诺夫稳定)。

记 A 的两个特征值为 λ_1, λ_2 ,

$$\det A = 1 \Rightarrow \lambda_1 \lambda_2 = 1$$

A 是实矩阵, 特征多项式的复根成对。有两种可能: (1) $\lambda_1 = \lambda_2^* \Rightarrow |\lambda_1| = |\lambda_2| = 1$, 系统稳定;
(2) 特征值都是实数, $(\lambda_1 + \lambda_2)^2 \geq 4\lambda_1 \lambda_2 = 4, |\operatorname{tr} A| \geq 2$, 当 $\operatorname{tr} A = \pm 2$ 时系统稳定。

总之, 当 $|\operatorname{tr} A| > 2$ 时系统不稳定。

考虑 $n = 1$ 的参数共振, 设

$$\omega = 2\omega_0 + \Delta\omega$$

其中 $\Delta\omega$ 是对共振频率的微小偏离。设运动方程的解为

$$\eta(t) = a(t) \cos \omega t + b(t) \sin \omega t$$

这里 $a(t)$ 和 $b(t)$ 是随时间缓慢变换的函数, 其导数为1阶无穷小量。代入运动方程, 保留到1阶无穷小, 舍弃非共振项(频率不靠近 ω_0 的三角振荡), 得

$$-\left(2\dot{a} + b\Delta\omega + \frac{1}{2}\epsilon\omega_0 b\right)\omega_0 \sin\left(\omega_0 + \frac{1}{2}\Delta\omega\right)t + \left(2\dot{b} - a\Delta\omega + \frac{1}{2}\epsilon\omega_0 a\right)\omega_0 \cos\left(\omega_0 + \frac{1}{2}\Delta\omega\right)t = 0$$

$$\Rightarrow \begin{cases} 2\dot{a} + b\Delta\omega + \frac{1}{2}\epsilon\omega_0 b = 0 \\ 2\dot{b} - a\Delta\omega + \frac{1}{2}\epsilon\omega_0 a = 0 \end{cases}$$

设振幅指数增长,

$$a(t) = a_0 e^{\mu t}, \quad b(t) = b_0 e^{\mu t}$$

代入上式,

$$\begin{pmatrix} \mu & \frac{1}{2}\Delta\omega + \frac{1}{4}\epsilon\omega_0 \\ -\frac{1}{2}\Delta\omega + \frac{1}{4}\epsilon\omega_0 & \mu \end{pmatrix} \begin{pmatrix} a_0 \\ b_0 \end{pmatrix} = 0$$

有解的条件是系数矩阵的行列式为零, 从而

$$\left(\frac{1}{2}\Delta\omega + \frac{1}{4}\epsilon\omega_0\right)\left(-\frac{1}{2}\Delta\omega + \frac{1}{4}\epsilon\omega_0\right) > 0$$

$$\Rightarrow |\Delta\omega| < \frac{1}{2}\epsilon\omega_0$$

当参数共振的频率变高时, 频率的共振范围减小。只有 $n = 1, 2$ 比较容易实现。

参数共振在船运、电路、控制理论以及量子力学中有应用。

五、 阻尼振动

1. 阻尼振动的运动方程

设阻尼正比于速度，可用 Rayleigh 耗散函数 $G = \frac{1}{2} \mu_{jk} \dot{\eta}_j \dot{\eta}_k$ 描述，运动方程为

$$M_{jk} \ddot{\eta}_k + \mu_{jk} \dot{\eta}_k + K_{jk} \eta_k = 0$$

$$M \ddot{\vec{\eta}} + \mu \dot{\vec{\eta}} + K \vec{\eta} = \vec{0}$$

其中 M, μ, K 是正定实对称矩阵。

2. 求解

(1) 矩阵解法

方程可写成

$$\frac{d}{dt} \begin{pmatrix} \vec{\eta} \\ \dot{\vec{\eta}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & -M^{-1}\mu \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \vec{\eta} \\ \dot{\vec{\eta}} \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} \vec{\eta}(t) \\ \dot{\vec{\eta}}(t) \end{pmatrix} = \exp \left\{ \begin{pmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ -M^{-1}K & -M^{-1}\mu \end{pmatrix} t \right\} \begin{pmatrix} \vec{\eta}(0) \\ \dot{\vec{\eta}}(0) \end{pmatrix}$$

然后化简。

特例：设解为

$$\vec{\eta}(t) = \exp\{Bt\} \vec{c}$$

其中矩阵 B 满足二次矩阵方程 (quadratic matrix equation)

$$MB^2 + \mu B + K = \mathbf{0}$$

当

$$\mu M^{-1}K = KM^{-1}\mu$$

时，矩阵方程的解为

$$B_1 = -\frac{1}{2}M^{-1}\mu + \frac{1}{2}\sqrt{(M^{-1}\mu)^2 - 4M^{-1}K}$$

$$B_2 = -\frac{1}{2}M^{-1}\mu - \frac{1}{2}\sqrt{(M^{-1}\mu)^2 - 4M^{-1}K}$$

若

$$\det(\mu^2 - 4MK) \neq 0$$

则运动方程的通解为

$$\vec{\eta}(t) = \exp\{B_1 t\} \vec{c}_1 + \exp\{B_2 t\} \vec{c}_2$$

初值条件要求

$$\vec{c}_1 + \vec{c}_2 = \vec{\eta}(0)$$

$$B_1 \vec{c}_1 + B_2 \vec{c}_2 = \dot{\vec{\eta}}(0)$$

解出

$$\vec{c}_1 = -\frac{1}{B_1 - B_2} (B_2 \vec{\eta}(0) - \dot{\vec{\eta}}(0)) = \frac{1}{\sqrt{(M^{-1}\mu)^2 - 4M^{-1}K}} (B_2 \vec{\eta}(0) - \dot{\vec{\eta}}(0))$$

$$\vec{c}_2 = \frac{1}{B_1 - B_2} (B_1 \vec{\eta}(0) - \dot{\vec{\eta}}(0)) = \frac{-1}{\sqrt{(M^{-1}\mu)^2 - 4M^{-1}K}} (B_1 \vec{\eta}(0) - \dot{\vec{\eta}}(0))$$

特例：结构阻尼 $\mu_{jk} = \alpha M_{jk} + \beta K_{jk}$

(2) Laplace 变换*

$$L_j(s) \stackrel{\text{def}}{=} \mathcal{L}[\eta_j(t)] \equiv \int_0^\infty \eta_j(t) e^{-st} dt$$

$$\begin{aligned} & \mathcal{L}[M_{jk} \ddot{\eta}_k + \mu_{jk} \dot{\eta}_k + K_{jk} \eta_k] \\ &= M_{jk} \{s^2 L_k(s) - s \eta_k(0) - \dot{\eta}_k(0)\} + \mu_{jk} \{s L_k(s) - \eta_k(0)\} + K_{jk} L_k(s) \\ &= \{s^2 M_{jk} + s \mu_{jk} + K_{jk}\} L_k(s) - M_{jk} \dot{\eta}_k(0) - \{s M_{jk} + \mu_{jk}\} \eta_k(0) = 0 \\ &\Rightarrow \vec{L}(s) = \frac{s}{s^2 M + s \mu + K} M \vec{\eta}(0) + \frac{1}{s^2 M + s \mu + K} \{M \dot{\vec{\eta}}(0) + \mu \vec{\eta}(0)\} \end{aligned}$$

一般来说三个实对称正定矩阵 M, μ, K 不能同时对角化，需要利用 Cayley-Hamilton 定理化简 $\{s^2 M + s \mu + K\}^{-1}$ ，然后逆变换 $\vec{L}(s)$ 得 $\vec{\eta}(t)$ 。

(3) 特征方程法*

以试探解 $\eta_j(t) = C a_j e^{\gamma t}$ 代入方程得

$$(\gamma^2 M + \gamma \mu + K) \vec{a} = \vec{0}$$

有解条件为

$$\det(\gamma^2 M + \gamma \mu + K) = 0$$

得特征值 γ （是成对的复数，且可证实部是负数²），代入特征方程可解出对应的特征矢。通解是特征解的线性组合。

² 一对复根满足 $\gamma^2 (\vec{a}^\dagger M \vec{a}) + \gamma (\vec{a}^\dagger \mu \vec{a}) + (\vec{a}^\dagger K \vec{a}) = 0$ ，所以这个二次方程的两根之和为

$$\gamma + \gamma^* = -\frac{(\vec{a}^\dagger \mu \vec{a})}{(\vec{a}^\dagger M \vec{a})} < 0$$

3. 受迫阻尼振动*

对于受迫振动,

$$M_{jk}\ddot{\eta}_k + \mu_{jk}\dot{\eta}_k + K_{jk}\eta_k = F_j(t)$$

对于一般的 $F_j(t)$, 可利用 Green 函数求解。

4. 受迫阻尼振动的稳态解*

傅立叶变换

六、 微扰和重整化*

1. 单摆问题的精确解

单摆问题的拉氏量

$$L = \frac{1}{2}ml^2\dot{\theta}^2 + mgl \cos \theta$$

运动方程为

$$\ddot{\theta} + \omega_0^2 \sin \theta = 0, \quad \omega_0^2 \stackrel{\text{def}}{=} \frac{g}{l}$$

变形为

$$\begin{aligned} \frac{d\dot{\theta}^2}{d\theta} &= -2\omega_0^2 \sin \theta \\ \dot{\theta}^2 &= 2\omega_0^2 \cos \theta + c_1 \\ dt &= \pm \frac{d\theta}{\sqrt{2\omega_0^2 \cos \theta + c_1}} \end{aligned}$$

有解析解 (椭圆积分)

$$t = \pm \int \frac{d\theta}{\sqrt{2\omega_0^2 \cos \theta + c_1}} + c_2$$

若振幅为 α , 且初条件为

$$\theta(0) = \alpha, \quad \dot{\theta}(0) = 0$$

则

即 $\text{Re } \gamma < 0$.

$$c_1 = -2\omega_0^2 \cos \alpha$$

$$\begin{aligned} t &= \pm \int_{\alpha}^{\theta} \frac{d\theta'}{\sqrt{2\omega_0^2(\cos \theta' - \cos \alpha)}} = \pm \frac{1}{2\omega_0} \int_{\alpha}^{\theta} \frac{d\theta'}{\sqrt{\sin^2 \frac{\alpha}{2} - \sin^2 \frac{\theta'}{2}}} \\ &\xrightarrow{\sin \frac{\theta'}{2} / \sin \frac{\alpha}{2} = \sin x} \pm \frac{1}{\omega_0} \int_{\frac{\pi}{2}}^{\arcsin(\sin \frac{\theta}{2} / \sin \frac{\alpha}{2})} \frac{dx}{\sqrt{1 - \sin^2 \frac{\alpha}{2} \sin^2 x}} \\ &= -\frac{1}{\omega_0} F\left(\arcsin\left(\sin \frac{\theta}{2} / \sin \frac{\alpha}{2}\right) \middle| \sin^2 \frac{\alpha}{2}\right) + \frac{1}{\omega_0} F\left(\frac{\pi}{2} \middle| \sin^2 \frac{\alpha}{2}\right) \end{aligned}$$

其中第一类椭圆积分定义为

$$F(\phi|m) \stackrel{\text{def}}{=} \int_0^{\phi} \frac{du}{\sqrt{1 - m \sin^2 u}}, \quad \phi \in \left[-\frac{\pi}{2}, \frac{\pi}{2}\right]$$

周期为

$$\begin{aligned} T &= 4 \cdot \frac{1}{\omega_0} F\left(\frac{\pi}{2} \middle| \sin^2 \frac{\alpha}{2}\right) \\ T/T_0 &\approx 1 + \frac{\alpha^2}{16} + \frac{11\alpha^4}{3072} + \frac{173\alpha^6}{737280} + \frac{22931\alpha^8}{1321205760} + \dots \end{aligned}$$

圆频率

$$\begin{aligned} \omega^2 / \omega_0^2 &= \frac{\pi^2}{4 \left\{ F\left(\frac{\pi}{2} \middle| \sin^2 \frac{\alpha}{2}\right) \right\}^2} \\ &= 1 - \frac{\alpha^2}{8} + \frac{7\alpha^4}{1536} - \frac{19\alpha^6}{184320} + \frac{127\alpha^8}{660602880} + \mathcal{O}(\alpha^{10}) \end{aligned}$$

2. 微扰法

考虑方程

$$\ddot{\theta} + \omega_0^2 \theta = \lambda \omega_0^2 (\theta - \sin \theta)$$

其中参数 λ 用来标记微扰项的量级。这时方程的解为

$$\theta = \theta(t, \lambda)$$

对 λ 展开,

$$\theta(t, \lambda) \equiv \theta_0(t) + \lambda \theta_1(t) + \lambda^2 \theta_2(t) + \dots$$

考虑到微扰项可能会改变周期, 为了更快收敛到精确解, 令

$$\omega_0^2 = \omega^2 + \lambda \omega_1^2 + \lambda^2 \omega_2^2 + \dots$$

即将 ω_0^2 分拆为各阶微扰贡献之和。

代入运动方程, 然后按 λ 幂次展开, 方程两边各阶的系数应相等。下面我们准备计算到 λ 二阶项, 并保留微扰项到 $\mathcal{O}(\lambda^3)$,

$$(\ddot{\theta}_0 + \lambda\ddot{\theta}_1 + \lambda^2\ddot{\theta}_2) + (\omega^2 + \lambda\omega_1^2 + \lambda^2\omega_2^2)(\theta_0 + \lambda\theta_1 + \lambda^2\theta_2) = \lambda(\omega^2 + \lambda\omega_1^2)\frac{1}{6}(\theta_0 + \lambda\theta_1)^3 + \mathcal{O}(\lambda^3)$$

$$\begin{aligned} & (\ddot{\theta}_0 + \omega^2\theta_0) + (\ddot{\theta}_1 + \omega^2\theta_1 + \omega_1^2\theta_0)\lambda + (\ddot{\theta}_2 + \omega^2\theta_2 + \omega_1^2\theta_1 + \omega_2^2\theta_0)\lambda^2 \\ & = \omega^2\frac{1}{6}\theta_0^3\lambda + \left\{ \omega^2\frac{1}{2}\theta_0^2\theta_1 + \omega_1^2\frac{1}{6}\theta_0^3 \right\} \lambda^2 + \mathcal{O}(\lambda^3) \end{aligned}$$

有

$$\ddot{\theta}_0 + \omega^2\theta_0 = 0$$

$$\ddot{\theta}_1 + \omega^2\theta_1 + \omega_1^2\theta_0 = \frac{1}{6}\omega^2\theta_0^3$$

$$\ddot{\theta}_2 + \omega^2\theta_2 + \omega_1^2\theta_1 + \omega_2^2\theta_0 = \frac{1}{2}\omega^2\theta_0^2\theta_1 + \frac{1}{6}\omega_1^2\theta_0^3$$

零阶方程给出

$$\theta_0(t) = A_0 \cos(\omega t + \varphi_0)$$

代入一阶微扰方程，

$$\ddot{\theta}_1 + \omega^2\theta_1 = -\omega_1^2\theta_0 + \frac{1}{6}\omega^2\theta_0^3$$

等式右边均为已知函数，相当于受迫振动问题中的策动力。

利用三角公式

$$\cos^3 \phi = \frac{3}{4} \cos \phi + \frac{1}{4} \cos 3\phi$$

右边化简为

$$-\omega_1^2\theta_0 + \frac{1}{6}\omega^2\theta_0^3 = \left(-\omega_1^2 A_0 + \frac{1}{8}\omega^2 A_0^3 \right) \cos(\omega t + \varphi_0) + \frac{1}{24}\omega^2 A_0^3 \cos(3\omega t + 3\varphi_0)$$

其中第一项会导致 $\theta_1(t)$ 含有 $t \sin \omega t$ 形式的共振项， t 较大时， $\theta_1(t)$ 会比 $\theta_0(t)$ 更重要，收敛性不好。因此我们选择参数 ω_1^2 ，使

$$-\omega_1^2 A_0 + \frac{1}{8}\omega^2 A_0^3 = 0$$

$$\omega_1^2 = \frac{1}{8} A_0^2 \omega^2$$

这时一阶微扰方程成为

$$\ddot{\theta}_1 + \omega^2\theta_1 = \frac{1}{24} A_0^3 \omega^2 \cos(3\omega t + 3\varphi_0)$$

解为

$$\theta_1(t) = c_1 \cos(\omega t + \varphi_1) - \frac{A_0^3}{192} \cos(3\omega t + 3\varphi_0)$$

为了好的收敛性，令 $c_1 = 0$ ，

$$\theta_1(t) = -\frac{A_0^3}{192} \cos(3\omega t + 3\varphi_0)$$

把 θ_0 和 θ_1 代入二阶微扰方程,

$$\ddot{\theta}_2 + \omega^2 \theta_2 = -\omega_2^2 \theta_0 + \frac{1}{6} \omega_1^2 \theta_0^3 - \omega_1^2 \theta_1 + \frac{1}{2} \omega^2 \theta_0^2 \theta_1$$

右式为

$$\begin{aligned} & -\omega_2^2 \theta_0 + \frac{1}{6} \omega_1^2 \theta_0^3 - \omega_1^2 \theta_1 + \frac{1}{2} \omega^2 \theta_0^2 \theta_1 \\ &= \left(-\omega_2^2 A_0 + \frac{1}{6} \omega_1^2 A_0^3 \cdot \frac{3}{4} \right) \cos(\omega t + \varphi_1) + \left(\frac{1}{6} \omega_1^2 A_0^3 \cdot \frac{1}{4} + \omega_1^2 \frac{A_0^3}{192} \right) \cos(3\omega t + 3\varphi_0) \\ & \quad + \frac{1}{2} \omega^2 A_0^2 \left(-\frac{A_0^3}{192} \right) \cos^2(\omega t + \varphi_1) \cos(3\omega t + 3\varphi_0) \\ &= \left(-\omega_2^2 A_0 + \frac{1}{8} \omega_1^2 A_0^3 \right) \cos(\omega t + \varphi_1) + \frac{3}{64} \omega_1^2 A_0^3 \cos(3\omega t + 3\varphi_0) \\ & \quad - \frac{1}{384} \omega^2 A_0^5 \frac{1}{4} \{ \cos(\omega t + \varphi_1) + 2 \cos(3\omega t + 3\varphi_0) + \cos(5\omega t + 5\varphi_0) \} \\ &= \left(-\omega_2^2 A_0 + \frac{1}{64} \omega^2 A_0^5 - \frac{1}{1536} \omega^2 A_0^5 \right) \cos(\omega t + \varphi_1) + \left(\frac{3}{512} \omega^2 A_0^5 - \frac{1}{768} \omega^2 A_0^5 \right) \cos(3\omega t + 3\varphi_0) \\ & \quad - \frac{1}{1536} \omega^2 A_0^5 \cos(5\omega t + 5\varphi_0) \\ &= \left(-\omega_2^2 A_0 + \frac{23}{1536} \omega^2 A_0^5 \right) \cos(\omega t + \varphi_1) + \frac{7}{1536} \omega^2 A_0^5 \cos(3\omega t + 3\varphi_0) \\ & \quad - \frac{1}{1536} \omega^2 A_0^5 \cos(5\omega t + 5\varphi_0) \end{aligned}$$

为了好的收敛性, 需令

$$\begin{aligned} -\omega_2^2 A_0 + \frac{23}{1536} \omega^2 A_0^5 &= 0 \\ \omega_2^2 &= \frac{23}{1536} A_0^4 \omega^2 \end{aligned}$$

二阶方程成为

$$\ddot{\theta}_2 + \omega^2 \theta_2 = \frac{7}{1536} \omega^2 A_0^5 \cos(3\omega t + 3\varphi_0) - \frac{1}{1536} \omega^2 A_0^5 \cos(5\omega t + 5\varphi_0)$$

解得

$$\theta_2(t) = -\frac{7}{12288} A_0^5 \cos(3\omega t + 3\varphi_0) + \frac{1}{36864} A_0^5 \cos(5\omega t + 5\varphi_0)$$

上式中已取 $\cos(\omega t + \varphi_0)$ 项的系数为零。

现在取 $\lambda = 1$, 准确到二阶,

$$\begin{aligned} \theta(t) &= \theta_0(t) + \theta_1(t) + \theta_2(t) \\ &= A_0 \cos(\omega t + \varphi_0) - \left(\frac{A_0^3}{192} + \frac{7}{12288} A_0^5 \right) \cos(3\omega t + 3\varphi_0) + \frac{1}{36864} A_0^5 \cos(5\omega t + 5\varphi_0) \end{aligned}$$

其中真实频率 ω 满足

$$\omega_0^2 = \omega^2 + \omega_1^2 + \omega_2^2 = \omega^2 + \frac{1}{8} A_0^2 \omega^2 + \frac{23}{1536} A_0^4 \omega^2$$

解得

$$\omega^2/\omega_0^2 = \frac{1}{1 + \frac{1}{8}A_0^2 + \frac{23}{1536}A_0^4}$$

周期为

$$T_2 = \frac{2\pi}{\omega} = \frac{2\pi}{\omega_0} \sqrt{1 + \frac{1}{8}A_0^2 + \frac{23}{1536}A_0^4}$$
$$T_2/T_0 = \sqrt{1 + \frac{1}{8}A_0^2 + \frac{23}{1536}A_0^4} \approx 1 + \frac{A_0^2}{16} + \frac{17A_0^4}{3072}$$

取 $\omega t + \varphi_0 = 0$ 得振幅为

$$\alpha \approx A_0 - \frac{A_0^3}{192} - \frac{5A_0^5}{9216}$$
$$A_0 \approx \alpha + \frac{\alpha^3}{192} + \frac{23\alpha^5}{36864}$$

现在

$$T_2/T_0 = 1 + \frac{\alpha^2}{16} + \frac{19\alpha^4}{3072} + \mathcal{O}(\alpha^6)$$
$$\omega^2/\omega_0^2 = 1 - \frac{\alpha^2}{8} - \frac{\alpha^4}{1536} + \mathcal{O}(\alpha^6)$$



©copyright 2021