

柔性板的模态价值降阶及其主动控制研究*

章敏 蔡国平

(上海交通大学工程力学系, 上海 200240)

摘要 对柔性板的模型降阶和主动控制进行研究,并且进行实验验证.首先采用假设模态方法给出系统的动力学方程,然后采用价值模态分析方法进行降阶研究.考虑到弱阻尼系统,文中给出了一种价值模态分析方法的近似公式.控制律采用最优控制方法进行设计.仿真和实验结果显示,价值模态分析方法能够有效地显示出系统各阶模态的重要程度,因此能够有效地对系统模型进行降阶.

关键词 柔性板, 模型降阶, 模态价值分析方法, 主动控制, 实验

引言

20世纪70年代以来,为了实现复杂功能和延长航天器的使用寿命,柔性附件在航天器中大量引入,如大型太阳阵和大型空间天线等,而且这些附件多为悬臂外伸薄板结构^[1].然而柔性附件的引入为动力学建模与控制带来了困难.为了准确描述航天器的运动,必须在动力学模型中充分考虑其柔性特征,使得所建立的动力学模型的自由度数通常很大,而控制的设计和实现则要求系统模型的阶数应尽可能地低^[2].这就要求对模型进行降阶处理,而且降阶后的模型既要能真实地反映出系统的动力学特性,阶数也要足够低,以便进行控制设计和实现.另外从动力学仿真角度看,为提高动力学仿真的计算效率,模型阶数也不应太高^[2].

模型降阶一般可以从两方面考虑^[3]:一方面是从建模的角度进行降阶,即根据经典的假设模态法,选择具有良好正交性的模态集,截取少数低阶模型以构成系统模型.另一方面是选择合适的降阶准则进行降阶,即根据系统价值函数的大小,确定出那些对系统特性贡献较大的少数主要模态,并以这些模态组成系统模型,以达到模型降阶的目的.目前常采用的降阶准则有惯性完备性准则^[4]、模态价值分析准则^[5-7]、内平衡准则^[8]等,其中模态价值分析准则是根据各阶模态的模态价值对系统价值函数的贡献来决定对该模态的取舍,保留那些价值高的模态,略去价值很小的模态.模态价值分析

准则通过计算模态价值提供了一种截断模态的方法,由于它直接将模态选择与控制目标联系起来,因而与其他方法相比其降阶更加合理.

本文采用模态价值分析方法对柔性板的模型降阶进行研究,并且进行主动控制设计,通过数值仿真和实验对比验证模态价值分析方法的有效性.

1 动力学方程

考虑图1所示的柔性悬臂板.将板的横向位移 $w(x,y,t)$ 展开成模态叠加形式 $w(x,y,t) = \sum_{i=1}^{\infty} \sum_{j=1}^{\infty} W_{ij}(x,y) \eta_{ij}(t)$,其中 $W_{ij}(x,y) = X_i(x) Y_j(y)$ 为板的第 ij 阶模态试函数, $X_i(x)$ 为板的第 i 阶模态坐标, $Y_j(y)$ 采用固定-自由悬臂梁的模态函数,采用自由-自由梁的模态函数,详见文献[1].假定截取板的前阶模态作为结构的真实响应,则可得出柔性板的动力学方程为:

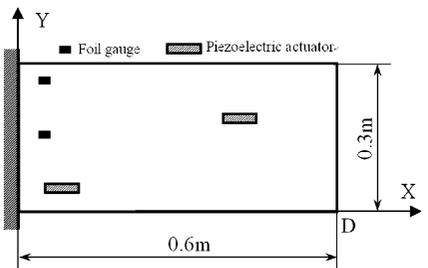


图1 柔性板结构示意图

Fig. 1 Structural model of Flexible plate

$$\begin{cases} M\ddot{q} + D\dot{q} + Kq = \bar{B}u \\ y = \bar{C}_d q + \bar{C}_r \dot{q} \end{cases} \quad (1)$$

2008-06-09 收到第1稿,2008-07-15 收到修改稿.

* 国家自然科学基金(10772112,10472065)、教育部重点项目(107043)和高校博士点基金(20070248032)资助项目

式中, $q \in R^n$ 为物理坐标列向量; $M \in R^{n \times n}$ 、 $D \in R^{n \times n}$ 、 $K \in R^{n \times n}$ 分别为质量矩阵、阻尼矩阵和刚度矩阵, 且有 $M = M^T > 0$, $D = D^T \geq 0$, $K = K^T \geq 0$; $u \in R^r$ 为控制力列阵, r_1 为作动器的个数; $\bar{B} \in R^{n \times r_1}$ 为作动器的分布矩阵; $y \in R^{r_2 \times 1}$ 是需要由控制系统抑制的输出量, $\bar{C}_d \in R^{r_2 \times n}$ 和 $\bar{C}_r \in R^{r_2 \times n}$ 分别为位移观测矩阵和速率观测矩阵。

2 模态价值分析

模态价值分析准则是由 Skelton 等人^[5-7] 提出来的动力学模型降阶方法, 它考虑了扰动作用和可控性能要求对模态选择的影响, 是一种较为广泛应用的模型降阶方法。它提供了一种方法, 以确定系统中各组成要素对控制目标函数的贡献。这些要素可以是物理上的子系统, 也可以是如模态坐标这样的数学子系统, 它们通称为分量 (Component)。对于一般意义上的分量, 这一方法称为分量价值分析 (Component Cost Analysis, 简称 CCA)。当取模态作为子系统时, 则称为模态价值分析 (Modal Cost Analysis, 简称 MCA)。

(1) MCA 的基本理论

采用正则模态矩阵 T , 可将式(1)变换到正则模态空间:

$$\begin{cases} \ddot{\eta} + \text{diag}(2\zeta_i \omega_i) \dot{\eta} + \text{diag}(\omega_i^2) \eta = \hat{B}u \\ y = C_d \eta + C_r \dot{\eta} \end{cases} \quad (2)$$

其中, $C_d = \bar{C}_d T$, $C_r = \bar{C}_r T$, $\hat{B} = T^T \bar{B}$, η 为模态坐标列向量, ω_i 、 ζ_i 分别为第 i 阶模态的固有频率和阻尼比。

将方程(2)转成状态方程形式, 有:

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx \end{cases} \quad (3)$$

其中, $x = [\dot{\eta}_1, \omega_1 \eta_1, \dots, \dot{\eta}_n, \omega_n \eta_n]^T$, $A = \text{diag}(A_i)$, $B = [B_1^T, \dots, B_n^T]^T$, $C = [C_1, \dots, C_n]$; $A_i = \begin{bmatrix} -2\zeta_i \omega_i & -\omega_i \\ \omega_i & 0 \end{bmatrix}$, $B_i = \begin{bmatrix} b_i \\ 0 \end{bmatrix}$, $C_i = [C_{r_i}, C_{d_i}/\omega_i]$; b_i

是 \hat{B} 的第 i 行, C_{r_i} 、 C_{d_i} 分别为 C_r 、 C_d 的第 i 列。

由于方程(3)中的状态分量为模态坐标, 故分量价值即为模态价值。第 i 阶模态的模态价值计算公式为^[2]:

$$V_i = \text{tr}[XC^TQC]_{ii} \quad (4)$$

其中, $\text{tr}(\cdot)$ 代表矩阵的迹; Q 表示输出 y 中各分

量相对重要性的权矩阵; X 为系统状态的协方差矩阵, 为以下 Lyapunov 方程的解:

$$XA^T + AX + BB^T = 0 \quad (5)$$

模态价值也可按照以下方法进行计算。记:

$$\begin{aligned} X &= [X_1^{(1)} \quad X_1^{(2)} \quad \dots \quad X_n^{(1)} \quad X_n^{(2)}]^T, \\ C_i^{(1)} &= C_{r_i}, C_i^{(2)} = C_{d_i}/\omega_i \end{aligned} \quad (6)$$

则第 i 阶模态的模态价值为^[2]:

$$V_i = \text{tr}[XC^TQC]_{ii} = V_{i1} + V_{i2} \quad (7)$$

式中,

$$\begin{cases} V_{i1} = X_i^{(1)} C^T Q C_i^{(1)} = \sum_{j=1}^n [2\omega_i \omega_j (\zeta_j \omega_i + \zeta_i \omega_j) \frac{d_{ij}}{\Delta_{ij}} C_j^{(1)T} Q C_i^{(1)} + \omega_j (\omega_j^2 - \omega_i^2) \frac{d_{ij}}{\Delta_{ij}} C_j^{(2)T} Q C_i^{(1)}] \\ V_{i2} = X_i^{(2)} C^T Q C_i^{(2)} = \sum_{j=1}^n [2\omega_i \omega_j (\zeta_j \omega_i + \zeta_i \omega_j) \frac{d_{ij}}{\Delta_{ij}} C_j^{(2)T} Q C_i^{(2)} + \omega_j (\omega_j^2 - \omega_i^2) \frac{d_{ij}}{\Delta_{ij}} C_j^{(1)T} Q C_i^{(2)}] \end{cases} \quad (8)$$

其中, $d_{ij} = b_i b_j^T$, $\Delta_{ij} = 4\omega_i \omega_j (\zeta_i \omega_i + \zeta_j \omega_j) (\zeta_j \omega_i + \zeta_i \omega_j) + (\omega_j^2 - \omega_i^2)^2$ 。

由上式可见, V_i 不仅包含第 i 阶模态的贡献, 还包含其它模态的贡献, 即模态价值并不是价值解耦的, $V_i = 0$ 并不意味着可略去第 i 阶模态而不影响其它模态价值。所以模态价值分析准则就是根据各阶模态价值对系统价值函数的贡献来决定对该阶模态的取舍。系统的价值函数 V 为各阶模态价值之和:

$$V = \sum_{i=1}^n V_i \quad (9)$$

Skelton 和 Hughes 曾引入模型品质指标 (Model Quality Index, 简称 MQI)^[5-7]:

$$MQI = (\sum_{i=1}^r V_i) / (\sum_{i=1}^n V_i) = (\sum_{i=1}^r V_i) / V \quad (10)$$

其中, $\sum_{i=1}^r V_i$ 表示保留下的模态价值, r 为保留模态的个数, n 为系统总的模态数。MQI 接近于 1 时表示该模型品质最理想。

通过计算各阶模态价值, 按照模态价值的大小对模态进行排列, 一般讲模态价值并不按频率大小排列。模型降阶时, 保留那些价值高的模态, 略去那些价值很小的模态。若模态价值分析要求保留的模态数过多, 则应修改控制目标, 即改变作动器在结构中的位置, 也即改变方程(1)中的 \bar{B} 矩阵, 使只

需保留合理的模态数. 一般地讲, 保留模态的选择是个反复的过程.

(2) 弱阻尼、频率足够分开时模态价值的近似计算

前面给出的是模态价值计算公式的一般形式. 下面介绍一种计算弱阻尼系统模态价值的近似公式.

由表达式 $\Delta_{ij} = 4\omega_i\omega_j(\zeta_j\omega_i + \zeta_i\omega_j)(\zeta_j\omega_i + \zeta_i\omega_j) + (\omega_j^2 - \omega_i^2)^2$ 可知, 当 $i=j$ 时, 有:

$$\Delta_{ii} = 16\zeta_i^2\omega_i^4 \quad (11)$$

当 $i \neq j$ 时, 对于阻尼比 $\zeta \ll 1$ 的弱阻尼系统, 当相应的模态频率足够分开, 即当满足以下条件时,

$$4\omega_i\omega_j(\zeta_j\omega_i + \zeta_i\omega_j)(\zeta_j\omega_i + \zeta_i\omega_j) \ll (\omega_j^2 - \omega_i^2)^2 \quad (12)$$

有:

$$\Delta_{ij} \approx (\omega_j^2 - \omega_i^2)^2 \quad (13)$$

于是,

$$\begin{aligned} V_{i1} &= \frac{d_{ii}C_i^{(1)T}QC_i^{(1)}}{4\zeta_i\omega_i} + \sum_{i \neq j} \left[\frac{2\omega_i\omega_j(\zeta_j\omega_i + \zeta_i\omega_j)d_{ij}}{(\omega_j^2 - \omega_i^2)^2} \times \right. \\ & C_j^{(1)T}QC_i^{(1)} + \left. \frac{\omega_j d_{ij}}{(\omega_j^2 - \omega_i^2)} C_j^{(2)T}QC_i^{(1)} \right] \approx \\ & \frac{d_{ii}C_i^{(1)T}QC_i^{(1)}}{4\zeta_i\omega_i} = \frac{C_{ri}^TQC_{ri}d_{ii}}{4\zeta_i\omega_i} \\ V_{i2} &= \frac{d_{ii}C_i^{(2)T}QC_i^{(2)}}{4\zeta_i\omega_i} + \sum_{i \neq j} \left[\frac{2\omega_i\omega_j(\zeta_j\omega_i + \zeta_i\omega_j)d_{ij}}{(\omega_j^2 - \omega_i^2)^2} \times \right. \\ & C_j^{(2)T}QC_i^{(2)} - \left. \frac{\omega_j d_{ij}}{(\omega_j^2 - \omega_i^2)} C_j^{(1)T}QC_i^{(2)} \right] \approx \\ & \frac{d_{ii}C_i^{(2)T}QC_i^{(2)}}{4\zeta_i\omega_i} = \frac{C_{di}^TQC_{di}d_{ii}}{4\zeta_i\omega_i} \quad (14) \end{aligned}$$

所以第 i 阶模态的模态价值近似为^[2]:

$$V_i = V_{i1} + V_{i2} \approx \frac{(C_{di}^TQC_{di} + \omega_i^2 C_{ri}^TQC_{ri})\sigma_i^2}{4\zeta_i\omega_i^3} \quad (15)$$

式中, $\sigma_i^2 = d_{ii} = b_i b_i^T = (\hat{B}\hat{B}^T)_{ii}$, 下标 i 表示取矩阵的第 i 个对角元素.

3 主动控制设计

假设采用模态价值分析方法所确定的重要模态数目为 r , 并假定对这 r 个模态进行控制, 作动器的个数为 r_1 . 受控模态方程为:

$$\dot{x}_c = A_c x_c + B_c u \quad (16)$$

其中, $x_c \in R^{2r}$ 为由受控模态所组成的系统状态, $A \in R^{2r \times 2r}$ 为受控模态状态方程的系统矩阵, $B \in$

$R^{2r \times r_1}$ 为受控模态状态方程的作动器位置矩阵, $u \in R^{r_1 \times 1}$ 为控制力列向量.

根据最优控制理论, 取性能指标:

$$J = \int_0^{+\infty} [x_c^T(t)\bar{Q}x_c(t) + u^T(t)\bar{R}u(t)] dt \quad (17)$$

其中, $\bar{Q} \in R^{2r \times 2r}$ 和 $\bar{R} \in R^{r_1 \times r_1}$ 为正定对称增益矩阵. 可以得到最优控制律为:

$$u(t) = -\bar{R}^{-1}B_c^T\bar{S}x_c(t) \quad (18)$$

其中, $\bar{S} \in R^{2r \times 2r}$ 为正定对称矩阵, 为如下 Riccati 矩阵方程的解:

$$\bar{S}A_c + A_c^T\bar{S} - \bar{S}B_c\bar{R}^{-1}B_c^T\bar{S} + \bar{Q} = 0 \quad (19)$$

4 数值仿真与实验对比

本节进行仿真计算. 悬臂板为铝合金板, 尺寸为 $0.6\text{m} \times 0.3\text{m} \times 0.0015\text{m}$, 密度为 2766kg/m^3 , 弹性模量为 69GPa , 泊松比为 0.32 , 阻尼比取为 0.5% . 假定在悬臂板的右下角点处施加一个外力, 使得该点产生 2cm 的初始位移, 即 $(x_0, y_0) = (0.6, 0)$, 初始速度为 0 . 然后去掉外力, 板在该初始条件下自由振动. 仿真计算时, 截取板的前 5 阶模态作为板的真实响应, 即 $n = 5$. 则控制矩阵和观测矩阵为:

$$\begin{aligned} \bar{B} &= [X_1(x_0)Y_1(y_0) \quad X_1(x_0)Y_2(y_0) \quad X_2(x_0)Y_1(y_0) \\ & \quad X_2(x_0)Y_2(y_0) \quad X_3(x_0)Y_1(y_0)]^T \\ \bar{C}_d &= [X_1(x_0)Y_1(y_0) \quad X_1(x_0)Y_2(y_0) \quad X_2(x_0)Y_1(y_0) \\ & \quad X_2(x_0)Y_2(y_0) \quad X_3(x_0)Y_1(y_0)]^T \\ \bar{C}_y &= 0 \end{aligned}$$

表 1 模态价值计算结果

Table 1 Results of modal cost analysis

Modal order	Frequency (Hz)	Without control			With control		
		V_1	V_2	MQI	$V_1 (10^{-9})$	$V_2 (10^{-9})$	MQI
1	3.5669	0.1337	0.1337	0.9519	0.4244	0.4244	0.7747
2	15.1730	0.0059	0.0059	0.0417	0.0577	0.0577	0.1054
3	22.3534	0.0005	0.0005	0.0039	0.0367	0.0368	0.0671
4	49.8231	0.0003	0.0003	0.0023	0.0114	0.0114	0.0209
5	98.1131	$2.47\text{e-}5$	$2.47\text{e-}5$	0.0002	0.0175	0.0175	0.0320

表 1 中第 3-5 列给出了模态价值结果, 其中 V_1 为采用公式(4)所得出的精确解, V_2 为采用近似公式(7)的结果, MQI 为各阶模态价值占总价值的百分比. 计算时, 因为方程(1)中的观测点为板右下角点, 因此公式(4)中 Q 为标量, 取值为 1 . 因为本文考虑的柔性板为弱阻尼和频率足够分开, 因此

V1 的结果和 V2 的基本相同,这也验证了模态价值近似解在弱阻尼、频率足够分开的情况下是适用的.同时可以看到,对于自由响应模态分析,前两阶模态价值之和已经达到总价值的 99.36%,所以只需要截取第一、第二阶模态便可以很好的对原高阶系统进行近似,因此取前两阶模态组成降阶系统.图 2(a)中虚线给出了采用原高阶系统所得出的柔性板右下角点的响应时程,采用降阶系统所得出的该点的时程和原系统的吻合良好,局部放大图如图 2(b)所示.图 3 为原系统的频率响应,图 4 为降阶系统的频率响应,可看出,降阶系统能够较好地逼近原系统.

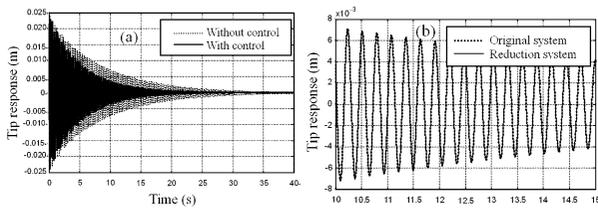


图 2 柔性板右下角点(D点)的仿真结果

Fig.2 Simulation results of point D

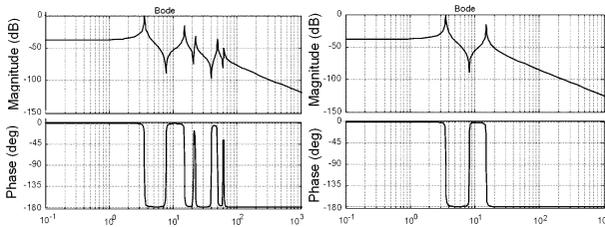


图 3 原系统的频率响应

Fig.3 Frequency response of original system

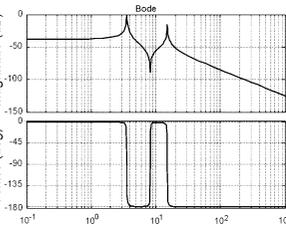


图 4 降阶系统的频率响应

Fig.4 Frequency response of reduction system

考虑采用两片压电作动器对板的自由振动进行控制.压电片尺寸为 $0.06\text{m} \times 0.015\text{m} \times 0.0005\text{m}$,密度为 $7600\text{kg}/\text{m}^3$,横向弹性模量 E_{11} 为 69GPa ,轴向弹性模量 E_{33} 为 54GPa ,压电常数 d_{31} 为 -1.75×10^{-10} .压电材料用于结构控制会引起附加质量和刚度效应^[9],因为本文中板的尺寸远大于压电作动器,因此可忽略压电作动器所引起质量和刚度效应.文献[10]采用粒子群优化方法对柔性板上作动器的优化位置进行了详细研究,本文中两片压电作动器的位置放置在文献[10]中所确定出的优化位置,压电作动器沿长度方向中点在板坐标系 XY 中的坐标为 $(0.067\text{m}, 0.0285\text{m})$ 和 $(0.45\text{m}, 0.2135\text{m})$,如图 1 所示.此时方程(1)中, $\bar{B} \in R^{5 \times 2}$ 与两个压电作动器的位置有关;因为观测点仍

为板的右下角点,因此 \bar{C}_d, \bar{C}_r 仍如前所示.模态价值结果如表 1 中第 6-8 列所示,可看出,对于施加控制的情况,前两阶模态价值之和也高达总价值的 88.01%,因此也只需截取前两阶模态组成降阶系统,以进行控制设计.控制设计时,取公式(17)中的增益矩阵为 $\bar{Q} = \text{diag}([100, 100, 1, 1])$, $\bar{R} = \text{diag}(4 \times 10^{-7}, 4 \times 10^{-8})$.施加控制后,柔性板右下角点的响应时程如图 2(a)中实线所示.

为了验证以上仿真结果的正确性,在此开展实验研究.实验系统以 DSP TMS320F2812 为核心进行构建,实验系统流程如图 5 所示.在悬臂板根部位置粘贴两片电阻应变片,用于板振动信号的拾取.应变片为浙江黄岩测试仪器厂生产,型号为 BX120-4AA,应变片在板坐标系 XY 中的坐标为 $(0.031\text{m}, 0.1475\text{m})$ 和 $(0.034\text{m}, 0.254\text{m})$,见图 1.压电作动器尺寸如上所示,为江苏联能电子技术有限公司生产.图 6 给出了实验结果,为柔性板右下角点的响应时程,其中虚线为自由振动的结果,实线是施加控制的结果.对比图 6 和图 2(a)可看出,结果吻合较好.关于模态坐标的提取和模态控制力向实际控制力的转换可参考文献[10].

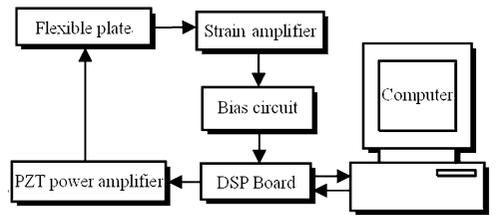


图 5 实验系统流程图

Fig.5 Flow chart of experimental system

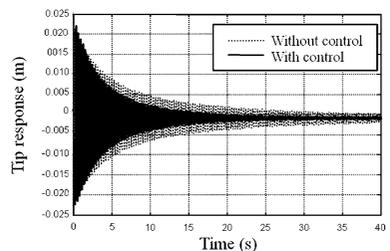


图 6 柔性板右下角点(D点)的实验结果

Fig.6 Experimental result of point D

5 结论

对柔性板模型降阶的模态价值分析方法和主动控制进行了研究,并且开展了实验验证.考虑到弱阻尼的情况,给出了一个模态价值的近似计算公式.研究结果显示,模态价值分析方法能够显示

出结构各阶模态的重要程度,因此模态截断可以据此而进行.当系统为弱阻尼和固有频率足够分开时,可以采用模态价值的近似公式进行降阶.本文的实验结果也验证了模态价值分析方法的有效性.

参 考 文 献

- 1 邱志成. 航天器挠性板系统的模态分析和模型降阶. 航天控制, 2006, 24(3): 89 ~ 96 (Qiu Zhicheng. Modal analysis and model reduction for flexible cantilever plate system of spacecraft. *Aerospace Control*, 2006, 24(3): 89 ~ 96 (in Chinese))
- 2 施高萍. 多柔体系统动力学模型的降阶研究. 浙江工业大学硕士学位论文, 2004 (Shi Gaoping. The study of model reduction for dynamics of flexible multibody system. Master's dissertation in Zhe Jiang University of Technology, 2004 (in Chinese))
- 3 缪炳祺, 曲广吉, 程道生. 柔性航天器的动力学建模问题. 中国空间科学技术, 1999, 5: 35 ~ 40 (Miao Bingqi, Qu Guangji, Cheng Daosheng. A study on dynamics modeling of flexible spacecraft. *Chinese Space Science and Technology*, 1999, 5: 35 ~ 40 (in Chinese))
- 4 Hughes PC. Modal identities for elastic bodies with application to vehicle dynamics and control. *Journal of Applied Mechanics*, 1980, 47: 177 ~ 184
- 5 Skelton RE. Cost decomposition of linear systems with application to model reduction. *International Journal of Control*, 1980, 32: 1031 ~ 1055
- 6 Skelton RE and Yousuff A. Component cost analysis of large scale systems. *International Journal of Control*, 1983, 37(2): 285 ~ 304
- 7 Skelton RE and Gregory CZ. Measurement feedback and model reduction by modal cost analysis. Joint Automatic Control Conference, Denver, 1979: 211 ~ 218
- 8 Moore BC. Principal component analysis in linear system; controllability, observability and model reduction. *IEEE Transaction on Automatic Control*, 1981, 26(1): 17 ~ 31
- 9 滕悠优, 蔡国平. 旋转运动柔性梁的压电质量和刚度效应. 动力学与控制学报, 2008, 6(1): 22 ~ 25 (Teng Youyou, Cai Guoping. Effects of PZT mass and stiffness on rotating flexible beam. *Journal of Dynamics and Control*, 2008, 6(1): 22 ~ 25 (in Chinese))
- 10 潘继. 结构作动器/传感器的优化位置及其主动控制研究. 上海交通大学硕士学位论文, 2008 (Pai Ji. Optimal locations of actuator/sensor and active control of structures. Master's dissertation in Shanghai Jiaotong University, 2008 (in Chinese))

MODAL COST REDUCTION AND ACTIVE CONTROL OF A FLEXIBLE PLATE*

Zhang Min Cai Guoping

(Department of Engineering Mechanics, Shanghai Jiaotong University, Shanghai 200240, China)

Abstract Model reduction and active control of a flexible plate were investigated and experimented to verify the theoretical result. Firstly, the dynamic equation of the plate was presented using the assumed mode method. Then model reduction was studied using the modal cost analysis (MCA) method. Considering the system with small damping, a simplified approach for the MCA method was presented. An active controller was designed using the classical optimal control method. Simulation and experimental results indicate that the MCA method is able to demonstrate the relative importance of all the modes of the plate, so it can be used for model reduction of the plate.

Key words flexible plate, model reduction, modal cost analysis method, active control, experiment

Received 8 June 2008, revised 15 July 2008.

* The project supported by the Science Foundation of China (10772112, 10472065), the Key Project of Ministry of Education of China (107043) and the Specialized Research Fund for the Doctoral Program of Higher Education of China (20070248032)