2012年8月

CHINESE JOURNAL OF APPLIED MECHANICS

学

报

文章编号: 1000-4939(2012) 04-0361-07

# 含万向较偏斜旋转轴的组合共振及其稳定性分析

#### 朱拥勇 王德石

(海军工程大学兵器工程系 430033 武汉)

摘要:基于欧拉方程推导出了含万向较偏斜旋转轴的横向振动模型,利用多尺度方法对该模型进 行求解,得出了该偏斜系统可能出现的多种共振模式,进而对含万向较偏斜轴系横向振动和型组 合共振、差型组合共振进行稳定性分析,并对该类偏斜系统横向振动和型组合共振响应进行数值 计算与仿真,检验所得稳定性理论分析结果。研究表明:对于和型组合共振而言,其稳定性边界 与输入扭矩 T<sub>0</sub>、支撑轴承安装位置1、轴承刚度 K<sub>x2</sub>和 K<sub>y2</sub>等因素有关;当轴承安装位置距万向铰 中心较近或者轴承弹簧刚度系数较小时,系统在频率( $\omega_{10}+\omega_{20}$ )/2 附近产生和型组合共振的区域 减小,即能够抑制系统和型组合共振的产生。该研究可为偏斜轴系振动与噪声抑制提供理论支持。 关键词:万向较;偏斜轴;横向振动;组合共振;稳定性

中图分类号: TH133.4 文献标识码: A

## 1 引 言

万向铰被普遍应用于汽车传动轴、旋转驱动线 等机械系统。在该转子系统中,由万向铰引起的角 速度波动会导致系统的非线性振动及其运动失稳问 题;在由制造或安装过程中而产生的实际误差偏斜 的作用下,这种振动形式表现出更复杂的特性<sup>[1]</sup>, 因此,研究含万向铰偏斜轴系的扭转和横向振动可 为偏斜系统振动机理分析、振动控制及降噪奠定理 论基础。

从偏斜的定义与分类看,对于横向振动问题, 可以从考虑万向铰结构偏斜以及考虑实际误差偏斜 这两方面分别进行研究,也可以考虑当两种偏斜情 形共存时对此问题进行研究。文献[2]~[3]从传统的 受力分析出发,以万向铰传递力矩的横向分量作为 激励,从理论和实验两方面对含万向铰偏斜旋转轴

的横向振动进行了研究,重点讨论了由派生力矩引 起的从动轴的强迫振动频率和共振等问题;并进一 步指出,当偏斜转子系统固有频率与驱动轴转动角 速度成偶数倍关系时,从动轴将会产生横向振动的 共振。在上述研究基础上, 文献[4]简单给出了含万 向较偏斜旋转轴的非线性横向振动模型,其中含有 正弦外激励和参数激励,利用 Bogoliubov-Mitropolsky 方法得到了近似解,并用实验进行了验证。该理论 模型以线位移表示横向振动,推导与求解过于简单, 且并未从偏斜的角度进行分析与研究。文献[5]完全 忽略了万向铰结构偏斜和实际误差偏斜,在理想情 况下对由卡丹铰驱动的转子系统进行了横向振动研 究; 文献[6]~[9]提出了考虑转子系统实际误差偏斜 的重要性,并从建模、求解、实验等方面对此进行 了深入系统地研究。国内方面,万向较偏斜转子系 统振动的研究并不多见,更多的研究立足于大型转 子系统,并取得了丰富的研究成果。对于仅考虑万

**基金项目:** 国家自然科学基金(50875259);教育部留学回国人员科研启动基金 **来稿日期**:2011-09-20 **修回日期**:2012-06-04 **第一作者简介**:朱拥勇,男,1981年生,博士,海军工程大学兵器工程系,讲师;研究方向——机械动力学、非线性振动。**E-mail**: zyy99515@126.com

向铰结构偏斜以及考虑两种偏斜同时存在时旋转轴 系横向振动的研究很少,因此,有必要对存在万向 铰固有结构偏斜的旋转轴系横向振动及其稳定性进 行分析,并与上述已有研究成果进行综合与对比, 从而全面系统地反映出含万向铰偏斜旋转轴横向振 动的动力学特性。

本文主要研究了含万向铰偏斜旋转轴横向振动 的组合共振模式及其稳定性问题。首先推导出含万 向铰偏斜旋转轴的横向振动模型并对其进行求解, 得出该偏斜系统可能出现的多种共振模式,进而对 含万向铰偏斜轴系横向振动的各种共振模式进行稳 定性理论分析与数值仿真。

# 2 含万向较偏斜旋转轴的横向振动 模型

当只考虑存在万向铰固有结构偏斜时,驱动轴 与从动轴处于同一平面内,且两轴之间的夹角用φ 表示。当驱动轴转动时,在万向铰的作用下,从动 轴产生横向振动(如图 1 所示),用广义坐标(角位 移)α<sub>L</sub>和β<sub>L</sub>描述从动轴的横向振动。



图 2 偏斜轴系横向振动的运动坐标系

如图 2 所示,在驱动轴、从动轴初始位置、产 生横向振动的从动轴上分别建立坐标系 X<sub>0</sub>Y<sub>0</sub>Z<sub>0</sub>、 x<sub>0</sub>y<sub>0</sub>z<sub>0</sub>、x<sub>2</sub>y<sub>2</sub>z<sub>2</sub>。其中:坐标系 X<sub>0</sub>Y<sub>0</sub>Z<sub>0</sub>和 x<sub>0</sub>y<sub>0</sub>z<sub>0</sub>为固定 坐标系;x<sub>2</sub>y<sub>2</sub>z<sub>2</sub>为固连于从动轴但不随从动轴一起转 动的运动坐标系;所有坐标系的原点均为 O 点。坐 标系 X<sub>0</sub>Y<sub>0</sub>Z<sub>0</sub>可由坐标系 x<sub>0</sub>y<sub>0</sub>z<sub>0</sub>绕 x<sub>0</sub>轴旋转 φ 角得到; 坐标系  $x_2y_2z_2$  可由坐标系  $x_0y_0z_0$  先绕  $x_0$  轴旋转  $\alpha_L$  角 再绕  $y_1$  轴旋转  $\beta_L$  角而得到。坐标系  $X_0Y_0Z_0, x_0y_0z_0, x_2y_2z_2$  上相应坐标轴的单位向量分别用( $I_0$ ,  $J_0$ ,  $K_0$ )、( $i_0$ ,  $j_0$ ,  $k_0$ )、( $i_2$ ,  $j_2$ ,  $k_2$ )表示。各坐标 系之间的坐标变换关系可由相应的方向余弦矩阵  $C_e$ 、 $C_{aL}$ 、 $C_{\theta L}$ 表示<sup>[10]</sup>。

令运动坐标系  $x_{2}y_{2}z_{2}$  相对于固定坐标系  $x_{0}y_{0}z_{0}$ 的转动角速度为 $\boldsymbol{\omega}_{2}$ ,其在运动坐标系  $x_{2}y_{2}z_{2}$ 中的 3 个分量分别为 $\boldsymbol{\omega}_{x2}$ 、 $\boldsymbol{\omega}_{y2}$ 、 $\boldsymbol{\omega}_{z2}$ ,则万向铰驱动的偏 斜旋转轴的横向振动模型可表示为

由于向量 $i_0$ 在坐标系 $x_2y_2z_2$ 中可表示为  $i_0 = \cos \beta_L i_2 + \sin \beta_L k_2$ ,根据图2中的坐标系旋转关 系可得

 $\omega_2 = \dot{\alpha}_L \cos \beta_L i_2 + \dot{\beta}_L j_2 + \dot{\alpha}_L \sin \beta_L k_2$  (3) 作用于从动轴的外力矩由两部分组成:第一部 分为万向铰作用于从动轴上的力矩,该力矩是由驱 动力矩引起的;第二部分为轴承力矩,是由从动轴 的支撑轴承产生的。若驱动轴在外扭矩  $T_0$  的作用下 以匀角速度  $\omega$  旋转,令万向铰作用于从动轴上的力 矩为  $T = (T_{x2}, T_{y2}, T_{z2})^T$ ,其中  $T_{x2} < T_{y2} < T_{z2}$ 表示力 矩在坐标系  $O-x_2y_2z_2$ 中沿三个坐标轴的分量。若不 考虑万向铰的质量、转动惯量以及各种摩擦,力矩 T的方向必与万向铰十字轴平面垂直。令该方向的 单位向量为  $e_n$ ,当主动轴转动 $\theta$ 时,参考文献[6] 的求解过程,可得到单位向量  $e_n$ 在坐标系  $O-x_2y_2z_2$ 中的具体表达式。从而万向铰作用于从动轴上的力 矩  $T = Te_n$ ,且其与驱动扭矩  $T_0$ 的关系为

$$T_0 = \boldsymbol{T} \cdot \boldsymbol{K}_0 = T\boldsymbol{e}_n \cdot \boldsymbol{K}_0 \tag{4}$$

将轴承处理为互相垂直的两对弹簧与阻尼器, 其中:沿  $x_2$ 轴方向弹簧刚度系数为 $K_{x_2}$ ,阻尼器阻 尼系数为 $C_{x_2}$ ;沿  $y_2$ 轴方向弹簧刚度系数为 $K_{y_2}$ , 阻尼器阻尼系数为 $C_{y_2}$ 。这样,轴承力矩就转化为 由弹力和阻尼力产生的力矩,而由弹力和阻尼力产 生的力矩主要取决于从动轴末端的位移,即从动轴 的变形。令:从动轴受到的轴承弹力为 $F_{s} = -Kd$ ;

363

从动轴受到的阻尼力  $F_d = -Cd$ 。根据文献[1],从动轴受到的轴承力矩,即弹力和阻尼力相对于万向铰中心点 O 的力矩分别为

$$\boldsymbol{M}_{s,O} = \overline{OA'} \times \boldsymbol{F}_s = (\boldsymbol{M}_{sx2}, \boldsymbol{M}_{sy2}, \boldsymbol{M}_{sz2})^{\mathrm{T}}$$
$$= -\boldsymbol{K}_{y2} l^2 \sin \alpha_L \boldsymbol{i}_2 - \boldsymbol{K}_{x2} l^2 \cos \alpha_L \sin \beta_L \boldsymbol{j}_2 \qquad (5)$$

$$\boldsymbol{M}_{d,O} = OA' \times \boldsymbol{F}_{d} = (\boldsymbol{M}_{dx2}, \boldsymbol{M}_{dy2}, \boldsymbol{M}_{dz2})^{\mathrm{T}}$$
$$= -C_{y2}l^{2}\dot{\alpha}_{L}\cos\beta_{L}\boldsymbol{i}_{2} - C_{x2}l^{2}\dot{\beta}_{L}\boldsymbol{j}_{2}$$
(6)

将式(3)~式(6)代入式(1)和式(2)中,即可得到 横向振动模型的非线性常微分方程。在实际工程中, 由于从动轴产生横向振动的角位移较小,以  $\cos \alpha_L \approx 1$ 、 $\sin \alpha_L \approx \alpha_L$ 、 $\cos \beta_L \approx 1$ 、 $\sin \beta_L \approx \beta_L$ 进 行替换,并在化简过程中略去高次项,令:  $J_{x2,0} = J_{y2,0} = J_0$ ;  $J_{z2,0} = \kappa J_0$ (其中 $\kappa$ 为常数)。经 线性化处理并化简后可得到其横向振动模型的矩阵 形式为

$$\begin{pmatrix} \ddot{\alpha}_{L} \\ \ddot{\beta}_{L} \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \frac{C_{y2}l^{2}}{J_{0}} & \kappa\dot{\psi} \\ -\kappa\dot{\psi} & \frac{C_{x2}l^{2}}{J_{0}} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \dot{\alpha}_{L} \\ \dot{\beta}_{L} \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \frac{K_{y2}l^{2}}{J_{0}} & 0 \\ 0 & \frac{K_{x2}l^{2}}{J_{0}} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} + \frac{T_{0}\sin 2\theta}{2J_{0}} \begin{pmatrix} -1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} + \frac{T_{0}\cos 2\theta}{2J_{0}} \begin{pmatrix} 0 & \cos 2\theta + 1 \\ 0 & 2\cos 2\phi & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} + \frac{T_{0}\csc \varphi}{4J_{0}} \begin{pmatrix} 0 & \cos 2\phi + 1 \\ -2\cos 2\phi & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} + \frac{T_{0}\csc \varphi}{4J_{0}} \begin{pmatrix} 0 & \cos 2\phi + 1 \\ -2\cos 2\phi & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} = -\frac{T_{0}}{2J_{0}} \begin{pmatrix} \tan \phi \sin 2\theta \\ \sin \phi (1 - \cos 2\theta) \end{pmatrix}$$

$$(7)$$

式(7)即为存在万向铰结构偏斜(*φ*≠0)时旋转 轴的横向振动方程。与文献[5]中理想情况下含万向 铰旋转轴横向振动模型(*φ*≠0)相比,式(7)将原模型 进行了推广,使其更符合实际工况。

#### 3 偏斜旋转轴横向振动的多尺度解

考虑万向铰固有结构偏斜角度  $\varphi$ 较小的情况, 取近似 cos $\varphi \approx 1$ 、 sin $\varphi \approx \varphi$ , 且令:  $T_0 = \varepsilon T'_0$ ;  $\Gamma = \varepsilon \Gamma'$ ;  $C_{x2} = \varepsilon C'_{x2}$ ;  $C_{y2} = \varepsilon C'_{y2}$ ;  $\kappa = \varepsilon \kappa'$ , 则 式(7)可变换为

$$\begin{pmatrix} \ddot{\alpha}_{L} \\ \ddot{\beta}_{L} \end{pmatrix} + \Omega_{0}^{2} \boldsymbol{K} \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} = \varepsilon \left[ -\Gamma' \Omega_{0}^{2} \boldsymbol{D}_{0} - \Omega_{0} \boldsymbol{C}' \begin{pmatrix} \dot{\alpha}_{L} \\ \dot{\beta}_{L} \end{pmatrix} + \Gamma' \Omega_{0}^{2} (\boldsymbol{E}_{0} \sin 2\omega t + \boldsymbol{E}_{1} \cos 2\omega t + \boldsymbol{E}_{2}) \begin{pmatrix} \alpha_{L} \\ \beta_{L} \end{pmatrix} \right]$$
(8)

其中

$$\boldsymbol{E}_{1} \approx \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}, \boldsymbol{E}_{2} \approx \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{pmatrix}, \boldsymbol{D}_{0} \approx \begin{pmatrix} \sin 2\omega t \\ 1 - \cos 2\omega t \end{pmatrix} \boldsymbol{\varphi},$$

$$\boldsymbol{C} = \boldsymbol{\varepsilon} \boldsymbol{C}' = \boldsymbol{\varepsilon} \begin{pmatrix} \frac{C_{x2}l^2}{J_0\Omega_0} & -\boldsymbol{\kappa}'\boldsymbol{\nu} \\ -\boldsymbol{\kappa}'\boldsymbol{\nu} & \frac{C_{y2}l^2}{J_0\Omega_0} \end{pmatrix}$$

记

$$\omega_{10}^2 = \Omega_0^2 K_{11} = K_{y2} l^2 / J_0,$$
  
$$\omega_{20}^2 = \Omega_0^2 K_{22} = K_{x2} l^2 / J_0$$

如果
$$\begin{pmatrix} \alpha_L \\ \beta_L \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \alpha_{L_0}(T_0, T_1) + \varepsilon \alpha_{L_1}(T_0, T_1) \\ \beta_{L_0}(T_0, T_1) + \varepsilon \beta_{L_1}(T_0, T_1) \end{pmatrix}$$
, 用多尺度法,

化简并展开后令 *ε* 的同次幂的系数为零,可得各阶 近似的线性偏微分方程组分别为

$$D_0^2 \alpha_{L0} + \Omega_0^2 K_{11} \alpha_{L0} = D_0^2 \alpha_{L0} + \omega_{10}^2 \alpha_{L0} = 0$$
(9)  
$$D_0^2 \beta_{L0} + \Omega_0^2 K_{22} \beta_{L0} = D_0^2 \beta_{L0} + \omega_{20}^2 \beta_{L0} = 0$$
(10)

$$D_{0}^{2}\alpha_{L1} + \Omega_{0}^{2}K_{11}\alpha_{L1} = D_{0}^{2}\alpha_{L1} + \omega_{10}^{2}\alpha_{L1}$$
  
$$= -2D_{0}D_{1}\alpha_{L0} - \frac{C'_{x2}l^{2}}{J_{0}}D_{0}\alpha_{L0} + \kappa'\nu\Omega_{0}D_{0}\beta_{L0} - \Gamma'\Omega_{0}^{2}\varphi\sin 2\omega T_{0} - \Gamma'\Omega_{0}^{2}\alpha_{L0}\sin 2\omega T_{0} + \Gamma'\Omega_{0}^{2}\beta_{L0}(\cos 2\omega T_{0} + 1)$$
(11)

$$D_{0}^{2}\beta_{L1} + Q_{0}^{2}K_{22}\beta_{L1} = D_{0}^{2}\beta_{L1} + \omega_{20}^{2}\beta_{L1}$$
  
$$= -2D_{0}D_{1}\beta_{L0} + \kappa' \nu Q_{0}D_{0}\alpha_{L0} - \frac{C'_{y2}l^{2}}{J_{0}}D_{0}\beta_{L0} - \Gamma' Q_{0}^{2}\varphi(1 - \cos 2\omega T_{0}) + \Gamma' Q_{0}^{2}\alpha_{L0}(\cos 2\omega T_{0} - 1) + \Gamma' Q_{0}^{2}\beta_{L0}\sin 2\omega T_{0}$$
 (12)

将零次近似方程式(9)和式(10)的解代入一次近 似方程方程式(11)和式(12)的右边, cos2*ot*和

sin 2 $\omega t$  分別用  $(e^{j2\omega T_0} + e^{-j2\omega T_0})/2$  和  $(e^{j2\omega T_0} - e^{-j2\omega T_0})/2$  我  $(e^{j2\omega T_0} - e^{-j2\omega T_0})/2$  我  $(e^{j2\omega T_0} - e^{-j2\omega T_0})/2$  我  $e^{j\omega_0 T_0}$  $D_0^2 \alpha_{L1} + \omega_{10}^2 \alpha_{L1} = -2j\omega_{10}D_1A_\alpha e^{j\omega_{10}T_0} - j\omega_{10}\frac{C'_{x2}l^2}{J_0}A_\alpha e^{j\omega_{10}T_0} + j\omega_{20}\kappa'\nu Q_0A_\beta e^{j\omega_{20}T_0} + \Gamma'Q_0^2A_\beta e^{j\omega_{20}T_0} + \frac{1}{2j}\Gamma'Q_0^2\varphi e^{-j2\omega T_0} - \frac{1}{2j}\Gamma'Q_0^2\varphi e^{j2\omega T_0} + \frac{1}{2j}\Gamma'Q_0^2\varphi e^{-j2\omega T_0} - \frac{1}{2j}\Gamma'Q_0^2A_\alpha e^{j(2\omega+\omega_{10})T_0} + \frac{1}{2j}\Gamma'Q_0^2\overline{A}_\alpha e^{j(2\omega-\omega_{10})T_0} + \frac{1}{2}\Gamma'Q_0^2\overline{A}_\beta e^{j(2\omega-\omega_{20})T_0} + \frac{1}{2}\Gamma'Q_0^2\overline{A}_\beta e^{j(2\omega-\omega_{20})T_0}$  (13)  $D_0^2\beta_{L1} + \omega_{20}^2\beta_{L1} = -2j\omega_{20}D_1A_\alpha e^{j\omega_{20}T_0} + \frac{1}{2}D_1^2A_\beta e^{j\omega_{20}T_0} + \frac{1}{2}D_1$ 

$$j\omega_{10}\rho_{L1} + \omega_{20}\rho_{L1} = -2j\omega_{20}D_{1}H_{\beta}e^{-1}$$

$$j\omega_{10}\kappa'\nu\Omega_{0}A_{\alpha}e^{j\omega_{10}T_{0}} - j\omega_{20}\frac{C'_{y2}l^{2}}{J_{0}}A_{\beta}e^{j\omega_{20}T_{0}} - \Gamma'\Omega_{0}^{2}A_{\alpha}e^{j\omega_{10}T_{0}} - \frac{1}{2}\Gamma'\Omega_{0}^{2}\varphi e^{j\omega_{10}T_{0}} + \frac{1}{2}\Gamma'\Omega_{0}^{2}\varphi e^{j\omega_{10}T_{0}} + \frac{1}{2}\Gamma'\Omega_{0}^{2}A_{\alpha}e^{j(2\omega+\omega_{10})T_{0}} + \frac{1}{2}\Gamma'\Omega_{0}^{2}\overline{A}_{\alpha}e^{j(2\omega-\omega_{10})T_{0}} + \frac{1}{2j}\Gamma'\Omega_{0}^{2}\overline{A}_{\beta}e^{j(2\omega-\omega_{20})T_{0}} - \frac{1}{2j}\Gamma'\Omega_{0}^{2}\overline{A}_{\beta}e^{j(2\omega-\omega_{20})T_{0}}$$
(14)

在一次近似方程式(13)和式(14)中,当  $\omega = \frac{\omega_{i_0} \mp \omega_{j_0}}{2}$ (其中*i*, *j* = 1,2 且*i* ≠ *j*)时,均可使系统 产生共振而出现入期项,这表明该系统有多个组合 共振频率, $\omega = \frac{\omega_{i_0} + \omega_{20}}{2}$ 的共振为和型组合共振,  $\omega = \frac{\omega_{i_0} - \omega_{20}}{2}(\omega_{i_0} > \omega_{20})$ 的共振为差型组合共振。

#### 4 和型组合共振的稳定性

以下研究偏斜旋转轴横向振动产生和型组合 共振( $\omega = \frac{\omega_{10} + \omega_{20}}{2}$ )时的稳定性条件。一般情况下, 支撑轴承阻尼较小,所以为重点研究轴承刚度对系 统共振及稳定性边界的影响,一般假设从动轴支撑 轴承无阻尼存在,即 $C_{x2} = 0$ 、 $C_{y2} = 0$ 。令

$$2\omega = \omega_{10} + \omega_{20} + \varepsilon\sigma \tag{15}$$

将上式代入一次近似方程式(11)和式(12)的右边,将  $\varepsilon T_0$ 以 $T_1$ 代替,为避免久期项出现,复振幅 $A_{\alpha}$ 和 $A_{\beta}$  必须满足

$$D_1 A_{\alpha} + \frac{j}{4\omega_{10}} \Gamma' \Omega_0^2 \overline{A}_{\beta} e^{j\sigma T_1} = 0$$
 (16)

$$D_{1}A_{\beta} + \frac{j}{4\omega_{20}}\Gamma'\Omega_{0}^{2}\overline{A}_{\alpha}e^{j\sigma T_{1}} = 0$$
 (17)

将复振幅 $A_{\alpha}$ 和 $A_{\beta}$ 写为指数形式为: $A_{\alpha} = a_1 e^{-j\lambda T_1}$ ;  $A_{\beta} = a_2 e^{j(\lambda+\sigma)T_1}$ ,并代入方程式(16)和式(17)中,等 式左右两边均消去 $e^{-j\lambda T_1}$ 可得

$$\lambda a_1 - \frac{\Gamma' \Omega_0^2}{4\omega_{10}} a_2 = 0, \frac{\Gamma' \Omega_0^2}{4\omega_{20}} a_1 + (\lambda + \sigma) a_2 = 0 \quad (18)$$

根据方程组的非零解条件,解出两个根分别为

$$\lambda_{1,2} = -\frac{1}{2} \left[ \sigma \pm \sqrt{\sigma^2 - \frac{{\Gamma'}^2 Q_0^4}{4\omega_{10}\omega_{20}}} \right]$$
(19)

当え和え満足Im(え)=0,即え和え为实根时,方程 组式(16)和式(17)的零解稳定,此时,对式(19)应满 足

$$\sigma^{2} > \frac{\Gamma'^{2} \mathcal{Q}_{0}^{4}}{4 \omega_{10} \omega_{20}} \quad \exists \chi \quad \left| \sigma \right| > \frac{\Gamma' \mathcal{Q}_{0}^{2}}{2 \sqrt{\omega_{10} \omega_{20}}} \tag{20}$$

又由于

$$\begin{split} \mathcal{Q}_{0} &= \sqrt{(K_{x2} + K_{y2})l^{2} / (2J_{0})},\\ \omega_{10}^{2} &= \mathcal{Q}_{0}^{2}K_{11} = K_{y2}l^{2} / J_{0},\\ \omega_{20}^{2} &= \mathcal{Q}_{0}^{2}K_{22} = K_{x2}l^{2} / J_{0},\\ \Gamma' &= \frac{T_{0}'}{2J_{0}\mathcal{Q}_{0}^{2}}, K_{11} = \frac{K_{y2}l^{2}}{J_{0}\mathcal{Q}_{0}^{2}} = \frac{2K_{y2}}{(K_{x2} + K_{y2})},\\ K_{22} &= \frac{K_{x2}l^{2}}{J_{0}\mathcal{Q}_{0}^{2}} = \frac{2K_{x2}}{(K_{x2} + K_{y2})} \end{split}$$
将上述各式代入式(20),可得

$$|\sigma| > \frac{T_0'}{2l^2 \sqrt{K_{x2} K_{y2}}}$$
(21)

由于 $\sigma = \pm T'_0 / (2l^2 \sqrt{K_{x2}K_{y2}})$ 对应于稳定与不稳 定之间的临界状况,因此可代入式(15)以确定( $\omega$ ,  $\varepsilon$ )参数平面内的稳定图,即

$$\omega \pm \varepsilon \frac{T_0'}{4l^2 \sqrt{K_{x2}K_{y2}}} = \frac{\omega_{10} + \omega_{20}}{2}$$
(22)

此近似的稳定图边界由两条直线组成,如图 3 所示,参数共振在不稳定区内产生。



图 3 和型组合共振的稳定图

### 5 差型组合共振的稳定性

以下研究偏斜旋转轴横向振动产生差型组合 共振( $\omega = \frac{\omega_{10} - \omega_{20}}{2}$ ,  $\omega_{10} > \omega_{20}$ )时的稳定性条件。令

$$2\omega = \omega_{10} - \omega_{20} + \varepsilon\sigma \tag{23}$$

利用与和型组合共振相同的稳定性分析方法,将复 振幅  $A_{\alpha}$  和  $A_{\beta}$  写成指数形式为:  $A_{\alpha} = a_1 e^{j\lambda T_1}$ ;  $A_{\beta} = a_2 e^{j(\lambda - \sigma)T_1}$ 。于是可得:  $\lambda a_1 + \frac{\Gamma' Q_0^2}{4\omega_{10}} a_2 = 0$ ;  $\frac{\Gamma' Q_0^2}{4\omega_{20}} a_1 + (\lambda - \sigma) a_2 = 0$ 。根据该方程组的非零解条 件,解出这两个根分别为

$$\lambda_{1,2} = \frac{1}{2} \left[ \sigma \pm \sqrt{\sigma^2 + \frac{{\Gamma'}^2 Q_0^4}{4\omega_{10}\omega_{20}}} \right]$$
(24)

由式(24)决定的根 $\lambda_1$ 和 $\lambda_2$ 恒满足 Im( $\lambda_i$ )=0,满 足实根条件,这说明在频率 $\frac{\omega_{10}-\omega_{20}}{2}$ 附近无论驱动 轴转速如何变化,系统总是稳定的,不会产生差型 组合共振。

### 6 横向振动响应仿真与分析

利用龙格-库塔法求解方程式(7),可得到偏斜旋转轴横向振动的时间响应。考虑*K<sub>x2</sub> < K<sub>y2</sub>*的情形, 对横向振动的和型组合共振进行数值计算与仿真, 检验上节所得稳定性的分析结果。

取:  $\varphi$ =5°=0.0873rad; l=0.46m; 从动轴密度  $\rho$ =7.83×10<sup>3</sup>kg/m<sup>3</sup>; 从动轴横截面半径 R=2.40× 10<sup>-3</sup>m;  $\kappa$ =3.96×10<sup>-5</sup>;  $T_0$ =0.3N·m;  $C_{x2}=C_{y2}=1$ × 10<sup>-3</sup>N/m·s<sup>-1</sup>。当  $K_{x2}$ =7.740N/m、 $K_{y2}$ =23.220N/m 时, 有:  $J_0$ =4.597×10<sup>3</sup>kg·m<sup>2</sup>;  $\Omega_0^2$  = 7.125×10<sup>2</sup>(rad/s)<sup>2</sup>;  $\Gamma$ =4.580×10<sup>-2</sup>;  $K_{11}$ =1.5;  $K_{22}$ =0.5;  $C_{11}=C_{22}$ =0.0017;



图4 和型组合共振响应( $K_{x2} \neq K_{y2}$ ,  $\omega=25.9 \text{rad/s}$ ) 当  $K_{x2}=7.74$ N/m 且  $K_{y2}=23.22$ N/m 时可得:  $\omega_{10}=32.692 \text{rad/s}$ ;  $\omega_{20}=18.876 \text{rad/s}$ , 于是  $(\omega_{10}+\omega_{20})/2=25.784 \text{rad/s}$ 。若 $\omega=25.9 \text{rad/s}$ ,其对应的横向振动响应 $\alpha_L$ 和 $\beta_L$ 如图4所示,系统产生和型组合共振。其中: $\alpha_L$ 和 $\beta_L$ 的单位为弧度(rad);时间 t 的单位为秒(s),以下 所有图示中的单位均与此相同。





图 7 和型组合共振响应( $K_{x2} \neq K_{y2}$ ,  $C_{x2}=C_{y2}=0$ ,  $\omega=26.2$ rad/s)

若 $\omega = 26.2 \text{ rad/s}$ ,其对应的横向振动响应 $\alpha_L$ 和  $\beta_L$ 如图 5 所示。由此可见 $\alpha_L \setminus \beta_L$ 的振动幅值较小, 说明系统未产生和型组合共振。

若不考虑支撑轴承阻尼,即 $C_{x2} = C_{y2} = 0$ ,则 ( $\omega_{10}+\omega_{20}$ )/2=25.784rad/s。若 $\omega$ =25.9rad/s,根据稳 定性判别条件式(20)和式(21)可知,系统产生组合共振,其对应的横向振动响应α,和β,如图6所示。

若 不 考 虑 支 撑 轴 承 阻 尼 时 , 同 样 取  $\omega = 26.2 \text{rad/s}$ ,根据稳定性判别条件式(20)和式(21) 可知,系统此时仍然是不稳定的,会产生和型组合 共振,其对应的横向振动响应 $\alpha_L$ 和 $\beta_L$ 如图 7 所示。 而此时对于存在轴承阻尼的情形, $\omega = 26.2 \text{rad/s}$ 时系统是稳定的。

以上对各种不同条件下的和型组合共振仿真 研究结果与前面所得到的不同共振情形的稳定性分 析结果相一致,证明该稳定性理论结果是正确的。

#### 7 结论

本文研究了含万向较偏斜旋转轴横向振动的 组合共振模式及其稳定性问题,由上述研究可得以 下结论。

当驱动轴旋转角速度接近于频率(*a*<sub>10</sub>+*a*<sub>20</sub>)/2
 丙统产生和型组合共振。

2) 无论驱动轴转速如何变化,系统不会产生差型 组合共振。

3) 根据稳定性条件式(20),产生和型组合共振时, 调谐参数σ与输入扭矩 T<sub>0</sub>、支撑轴承安装位置 L、轴 承刚度 K<sub>x2</sub>和 K<sub>y2</sub>有关。若输入扭矩 T<sub>0</sub>一定,当轴 承安装位置距万向铰中心较近或者轴承弹簧刚度系 数较小时,系统在频率(ω<sub>10</sub>+ω<sub>20</sub>)/2 附近产生和型组 合共振的区域减小;反之,若轴承安装位置距万向 铰中心较远或者轴承弹簧刚度系数较大时,系统在 频率(ω<sub>10</sub>+ω<sub>20</sub>)/2 附近产生和型组合共振的区域增 大。因此,在实际万向铰驱动的偏斜轴系中,要抑 制系统和型组合共振的产生,较合理的方法为尽量 选取大刚度支撑轴承,并且适当选择支撑轴承的安 装位置。

#### 参考文献

- 朱拥勇. 万向铰驱动下偏斜轴系非线性振动及其稳定性分析[D]. 武汉: 海军工程大学, 2011.
- [2] Ota H, Kato M. Lateral vibration of a rotating shaft driven by a universal joint-1st report: generation of even multiple vibrations by secondary moment[J]. Bulletin of JSME, 1984, 27: 2002-2007.
- [3] Ota H, Kato M. Even multiple vibrations of a rotating shaft due to

secondary moment of a universal joint[C]//The Third International Conference on Vibrations in Rotating Machinery. New York, ImechE, 1984: 199-204.

- [4] Ota H, Kato M. Unstable and forced vibrations of an asymmetrical shaft driven by a universal joint[C]//Proceedings of the International Conference on Rotordynamics, Tokyo, Japan, 1986: 493-498.
- [5] Iwatsubo T, Saigo M. Transverse vibration of a rotor system driven by a cardan joint[J]. Journal of Sound and Vibration, 1984, 95: 9-18.
- [6] Mazzei A J. Dynamic stability of a flexible spring mounted shafts driven through a universal joint[D]. Michigan: the University of Michigan, 1998.

- [7] Mazzei A J, Argento A, Scott R A. Dynamic stability of a rotating shaft driven through a universal joint[J]. Journal of Sound and Vibration, 1999, 222: 19-47.
- [8] Mazzei A J, Scott R A. Effects of internal viscous damping on the stability of a rotating shaft driven through a universal joint[J]. Journal of Sound and Vibration, 2003, 265: 863-885.
- [9] Mazzei A J, Scott R A. On the stability of a driveline with internal viscous damping[C]//Proceedings of IMAC-XX: A Conference on Structural Dynamics. Los Angeles, 2002: 217-223.
- [10] 朱拥勇,王德石,冯昌林.万向铰驱动的偏斜转子系统传递力矩 分析[J].海军工程大学学报,2010,22(5): 5-9.