# 移动轮轨力作用下浮置板轨道柔度系数研究

谭新宇<sup>1,2</sup>,刘卫丰<sup>2</sup>,姜博龙<sup>1</sup>,张 宇<sup>3</sup>,张百岩<sup>3</sup>

(1.中国铁路设计集团有限公司城市轨道交通数字化建设与测评技术国家工程研究中心,天津 300308;2.北京交通大学土木建筑工程学院,北京 100044; 3.中铁建南方建设投资有限公司,广东 深圳 518000)

摘要:轨道柔度系数矩阵建立了移动轮轨力与轮轨接触点处钢轨位移响应之间的关系,是解析模型中对车辆系统 和轨道系统进行耦合的关键和难点。本文在已有三维离散支承浮置板轨道频域解析模型基础上,提出了移动轮轨 力作用下浮置板轨道柔度系数的求解方法。利用固定坐标系和移动坐标系间的关系,将浮置板轨道柔度系数的求 解转化为对移动谐振荷载作用下钢轨固定点频域位移响应的积分的计算,为三维列车-浮置板轨道耦合解析模型的 建立奠定基础,并量化了二维模型和三维模型的计算结果差异。自编程序对浮置板轨道柔度系数进行计算,结果表 明:同一转向架内,前轴左侧轮轨力对前轴右侧轮轨接触点处的轨道柔度系数与该力对后轴左侧轮轨接触点处的轨 道柔度系数大小相近,二维模型忽略了此影响;二维计算模型无法准确反映板在全部模态频率处的振动响应,进而 影响轨道柔度系数的计算准确性;对浮置板轨道动力特性进行精细化分析时,宜使用三维模型。

关键词:浮置板轨道;轨道柔度系数;三维频域模型;无限周期结构理论;Kirchhoff薄板理论 中图分类号:U213.2 文献标志码:A 文章编号:1004-4523(2024)11-1898-08 DOI:10.16385/j.cnki.issn.1004-4523.2024.11.010

# 引 言

城市轨道交通蓬勃发展的同时,地铁列车运行 引发的环境振动问题愈发严重,浮置板轨道由于其 良好的减振性能被广泛应用于对振动较为敏感的区 域中<sup>[1]</sup>。在对浮置板轨道性能的研究中,模型研究 一直备受国内外学者关注:翟婉明等<sup>[2]</sup>在时域内用 双梁模型模拟浮置板轨道,探究了列车运行时轨道 的振动响应;HUSSEIN等<sup>[3]</sup>研究了荷载在连续支撑 浮置板轨道模型上移动时系统的振动响应;马龙祥 等<sup>[4]</sup>和黄强等<sup>[5]</sup>分别在频域和时域内建立了浮置板 轨道模型,对移动荷载作用下浮置板轨道的减振性 能进行研究。以上研究均基于二维浮置板模型进 行。目前,随着对环境振动预测精度要求的不断提 高,对浮置板轨道研究的要求也相应提高,建立三维 列车-浮置板轨道动力学模型对系统振动响应进行 精细化研究成为趋势<sup>[6]</sup>。

目前,对三维浮置板轨道模型的研究分为时 域模型研究和频域模型研究。ZHAI等<sup>[7]</sup>基于薄 板理论,用薄板模型模拟浮置板,建立了三维列 车-浮置板轨道耦合时域模型,并提出了求解系统 振动响应的方法。YANG等<sup>[8]</sup>利用此模型计算 了浮置板板端支承刚度加强前后轨道的振动响 应。对于频域模型,李增光等<sup>[9]</sup>基于 Kirchhoff 薄 板理论,采用动柔度法建立板式轨道模型,对具 有不同相位的两个定点谐振荷载分别作用在左 右两根钢轨时,浮置板轨道的动力响应进行了研 究。SHENG 等<sup>[10]</sup>引入周期性原理,考虑实际轨 道的一半,建立了三维半轨道频域模型,对移动 谐振荷载作用下的轨道振动响应进行计算。上 述频域模型均对浮置板轨道进行较多简化,与实 际情况相差较大,不利于进一步三维车-轨耦合模 型的建立。

相较于时域模型,对三维列车-浮置板轨道耦 合频域模型的研究较少。而由于频域模型具有计 算时间短、无截断误差等优越性,在列车运行引起 的环境振动预测方面有较为广泛的应用。谭新宇 等<sup>[11]</sup>建立了服务于列车运行引发环境振动影响预 测和评估方向的三维离散支承浮置板轨道频域解 析模型,本文在此基础上,进一步推导得到了移动 列车轮轨力作用下浮置板轨道柔度系数的求解方 法,并对多种工况下的浮置板轨道柔度系数进行讨 论,为三维列车-浮置板轨道频域耦合解析模型的 建立奠定了基础。

#### 收稿日期: 2024-01-29;修订日期: 2024-03-20

基金项目:国家自然科学基金资助项目(52178404);天津市科技计划资助项目(22JCQNJC01710);北京市自然科学基金 资助项目(L221021);北京市自然科学基金-丰台轨道交通前沿研究联合基金资助项目(L231022)。

# 1 模型建立

#### 1.1 力学模型建立

为对移动轮轨力作用下浮置板轨道柔度系数 进行求解,需在文献[11]所建模型的基础上,建立 移动轮轨力与移动轮轨接触点钢轨位移间的关系。 在三维浮置板轨道模型中,固定坐标系*O-xyz*和沿 y轴与荷载同速运动的移动坐标系*O'-x'y'z'*,两坐标 系间满足y=y'+vt,如图1所示。时域内,左轨、右 轨和浮置板在固定坐标系下的竖向位移分别为u<sup>L</sup>,  $u_r^{R}$ ,  $u_s$ ;移动坐标系下的位移分别为 $u_r^{L'}$ ,  $u_r^{R'}$ ,  $u_s'$ 。对 于浮置板轨道模型,每块浮置板长度范围内的轨道 部分可视为一个周期,称之为轨道"基本元";钢轨 模拟为离散支撑的无限长 Euler梁,浮置板模拟为 离散支撑的四端自由 Kirchhoff 薄板,忽略相邻板间 间隙;轨下扣件和板下钢弹簧均采用弹簧阻尼单元 进行模拟。图1中,  $L_s$ ,  $W_s$ ,  $h_s$ 分别为单块浮置板的 长、宽、高;  $x_r$ 为左右轨间距;  $k_r$ ,  $c_r$ 分别为扣件的支承 刚度和阻尼, 扣件纵向间距为 $d_r$ ; 钢弹簧的支承刚 度和阻尼分别为 $k_s$ 和 $c_s$ , 钢弹簧纵向间距为 $d_s$ ; F(t)为单位谐振荷载,  $\omega$ 为荷载激振频率; 荷载以速度 v移动。



Fig. 1 The track under moving harmonic loads

#### 1.2 轨道控制方程

本文仅对竖向轨道柔度系数进行计算分析。当 激振频率为ω<sub>F</sub>的单位移动谐振荷载在左侧钢轨上 移动时,基本元内左、右侧钢轨及浮置板的频域运动 方程为:

$$E_{r}I_{r}\frac{\partial^{4}\hat{u}_{r}^{L}}{\partial y^{4}} - m_{r}\omega^{2}\hat{u}_{r}^{L} + k_{r}^{*}\sum_{a=1}^{N_{r}} (\hat{u}_{r}^{L} - \hat{u}_{s})\delta(y - y_{ra})\delta(x - x_{r}^{L}) = \frac{1}{v}e^{i\frac{\omega_{r} - \omega}{v}(y - y_{0})}\delta(x - x_{r}^{L})$$
(1)

$$E_{r}I_{r}\frac{\partial^{2}u_{r}^{*}}{\partial y^{4}} - m_{r}\omega^{2}\hat{u}_{r}^{R} + k_{r}^{*}\sum_{a=1}^{N_{r}}(\hat{u}_{r}^{R} - \hat{u}_{s})\delta\left(y - y_{ra}\right)\delta\left(x - x_{r}^{R}\right) = 0$$

$$(2)$$

$$\frac{E_{s}h_{s}^{3}}{12(1-\nu_{s}^{2})}\left(\frac{\partial^{4}\hat{u}_{s}}{\partial x^{4}}+2\frac{\partial^{4}\hat{u}_{s}}{\partial x^{2}\partial y^{2}}+\frac{\partial^{4}\hat{u}_{s}}{\partial y^{4}}\right)-\rho_{s}h_{s}\omega^{2}\hat{u}_{s}-k_{r}^{*}\sum_{a=1}^{N_{r}}\left(\hat{u}_{r}^{L}-\hat{u}_{s}\right)\delta\left(y-y_{ra}\right)\delta\left(x-x_{r}^{L}\right)-k_{r}^{*}\sum_{a=1}^{N_{r}}\left(\hat{u}_{r}^{R}-\hat{u}_{s}\right)\delta\left(y-y_{ra}\right)\delta\left(x-x_{r}^{R}\right)+k_{s}^{*}\sum_{b=1}^{N_{s}}\hat{u}_{s}\delta\left(y-y_{sb}\right)\delta\left(x-x_{s}^{L}\right)+k_{s}^{*}\sum_{b=1}^{N_{s}}\hat{u}_{s}\delta\left(y-y_{sb}\right)\delta\left(x-x_{s}^{R}\right)=0$$
(3)

式中  $\hat{u}_{r}^{L}, \hat{u}_{r}^{R}$  和  $\hat{u}_{s}$  分别为左轨、右轨和浮置板在频域 内的竖向位移,符号"~"表示频域量; $E_{r}$ 和  $I_{r}$ 分别为 钢轨的弹性模量和截面惯性矩; $k_{r}^{*} = k_{r} + i\omega c_{r}, k_{s}^{*} = k_{s} + i\omega c_{s}; E_{s}, \nu_{s}$ 和  $\rho_{s}$ 分别为浮置板的弹性模量、泊松 比和密度; N<sub>r</sub>和 N<sub>s</sub>分别为单侧扣件和钢弹簧的数 量; y<sub>0</sub>为荷载起始点的纵坐标; x<sup>L</sup><sub>r</sub>, x<sup>R</sup><sub>r</sub>, x<sup>L</sup><sub>s</sub>和 x<sup>R</sup><sub>s</sub>分别为 左轨、右轨、左排钢弹簧和右排钢弹簧的横坐标; y<sub>ra</sub> 和 y<sub>sb</sub>分别为第 a 个扣件和第 b 个钢弹簧的纵坐标。

# 2 移动轮轨力下轨道柔度系数求解

#### 2.1 轨道柔度系数的定义

列车运行状态下,当列车受轨道不平顺激励时, 轮轨力可写成一系列激振频率不同的谐振荷载叠加 的形式<sup>[12]</sup>。轨道柔度系数建立了移动单位谐振荷载 与该荷载引起的钢轨在移动轮轨接触点处位移响应 间的关系。因此,移动轮轨力下轨道柔度系数求解 的实质即为求解移动单位谐振荷载作用下,与该荷 载保持固定距离的各移动轮轨接触点处的钢轨位移 响应,例如,在移动坐标系下,当第*j*轴轮轨接触点 处有一激振频率为ω<sub>F</sub>的单位轮轨力在钢轨上移动 时,在第*i*轴轮轨接触点处(拾振点),钢轨时域内的 稳态响应可近似写为以轨道柔度系数为幅值的谐振 响应<sup>[13]</sup>,如下式所示:

$$u_{\rm r}'(x, d_{ij}, \omega_{\rm F}, t) = A(\Delta x, d_{ij}, \omega_{\rm F}) e^{i\omega_{\rm F}t} \qquad (4)$$

式中  $A(\Delta x, d_{ij}, \omega_F)$ 为移动坐标系下第*j*轴激振频 率为 $\omega_F$ 的轮轨力对第*i*轴轮轨接触点处的轨道柔度 系数函数; $d_{ij} = y_i - y_j$ 为列车第*i*轴和第*j*轴的距 离,其中 $y_i$ 为第*i*轴在固定坐标系中的纵坐标。当轮 轨力作用点与拾振点位于同根钢轨时, $\Delta x = 0$ ;当轮 轨力作用点与拾振点位于不同钢轨时, $\Delta x = x_{ro}$  $u'_{r}(x, d_{ij}, \omega_{F}, t)$ 为移动坐标系下该移动谐振轮轨力 引起的钢轨拾振点处在t时刻的位移响应。

如图1所示,当一激振频率为ω<sub>F</sub>的单位移动轮 轨力作用于左侧钢轨时,与该力纵向距离为D<sup>'</sup>位置 处,左、右钢轨的时域位移响应可分别写为:

$$A_{\text{rail}}^{\text{L}}(\omega_{\text{F}}) = \begin{vmatrix} A(0, d_{11}, \omega_{\text{F}}) & \cdots & A(0, d_{1m_{w}}, \omega_{\text{F}}) \\ A(0, d_{21}, \omega_{\text{F}}) & \cdots & A(0, d_{2m_{w}}, \omega_{\text{F}}) \\ A(0, d_{31}, \omega_{\text{F}}) & \cdots & A(0, d_{3m_{w}}, \omega_{\text{F}}) \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ A(0, d_{m_{w}1}, \omega_{\text{F}}) & \cdots & A(0, d_{m_{w}m_{w}}, \omega_{\text{F}}) \end{vmatrix}$$

#### 2.2 轨道柔度系数求解方法

根据式(4)及固定坐标系 *O-xyz* 与移动坐标系 *O'-x'y'z*'间的关系可知,固定坐标系下钢轨在点(*x*, *y*)处的时域位移响应为:

$$u_{\rm r}(x, y, t, \omega_{\rm F}) = u_{\rm r}'(x, y - vt, t, \omega_{\rm F}) = A(\Delta x, y - vt, \omega_{\rm F}) e^{i\omega_{\rm F}t}$$
(8)

将  $A(\Delta x, y - vt, \omega_{\rm F})$  用  $B(\Delta x, y, t, \omega_{\rm F})$  代 替,

得到:

$$u_{\rm r}(x, y, t, \omega_{\rm F}) = B(\Delta x, y, t, \omega_{\rm F}) e^{i\omega_{\rm F}t} \qquad (9)$$

对式(9)进行傅里叶变换,可得在激振频率为 ω<sub>F</sub>的移动单位谐振荷载作用下响应频率为ω的钢 轨的频域位移表达式:

$$\hat{u}_{r}(x, y, \omega, \omega_{F}) = \int_{-\infty}^{+\infty} B(\Delta x, y, t, \omega_{F}) e^{i\omega_{F}t} e^{-i\omega t} dt = \hat{B}(\Delta x, y, \omega - \omega_{F}, \omega_{F})$$
(10)

随后,对 $\hat{B}(\Delta x, y, \omega - \omega_{\rm F}, \omega_{\rm F})$ 进行傅里叶逆变换.可得:

$$B(\Delta x, y, t, \omega_{\rm F}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \hat{B}(\Delta x, y, \omega - \omega_{\rm F}, \omega_{\rm F}) e^{i(\omega - \omega_{\rm F})t} d(\omega - \omega_{\rm F}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \hat{u}_{\rm r}(x, y, \omega, \omega_{\rm F}) e^{i(\omega - \omega_{\rm F})t} d\omega$$
(11)

当t=0时,将 $B(\Delta x, y, 0, \omega_{\rm F}) = A(\Delta x, y, \omega_{\rm F})$ 代 人式(11)可得:

$$A(\Delta x, y, \omega_{\rm F}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \hat{u}_{\rm r}(x, y, \omega, \omega_{\rm F}) d\omega \quad (12)$$

通过式(12),建立三维浮置板轨道模型中轨道 柔度系数与固定坐标系下钢轨某定点频域位移响应 间的积分关系,即可通过求解固定坐标系下特定位 置处的钢轨频域位移响应得到相应的轨道结构柔度 系数。接下来,对钢轨频域位移响应的求解进行

$$u'_{s}\left(x_{r}^{L}, D', \boldsymbol{\omega}_{F}, t\right) = A\left(0, D', \boldsymbol{\omega}\right) e^{i\boldsymbol{\omega}_{F}t}$$
(5)

$$u_{\rm d}^{\prime}\!\left(x_{\rm r}^{\rm R}, D^{\prime}, \omega_{\rm F}, t\right) = A\!\left(x_{\rm r}, D^{\prime}, \omega\right) {\rm e}^{{\rm i}\omega_{\rm F} t} \qquad (6)$$

式中 下标"s"和"d"分别表示轮轨力作用点和拾振 点位于同轨和异轨。

当轮对总数为*m*<sub>w</sub>的列车在轨道上运行时,激振 频率为ω<sub>r</sub>的全部轮轨力作用下,对应左侧钢轨各轮 轨接触点的轨道结构柔度系数矩阵为:

$$A(x_{r}, d_{11}, \omega_{F}) \cdots A(x_{r}, d_{1m_{w}}, \omega_{F})$$

$$A(x_{r}, d_{21}, \omega_{F}) \cdots A(x_{r}, d_{2m_{w}}, \omega_{F})$$

$$A(x_{r}, d_{31}, \omega_{F}) \cdots A(x_{r}, d_{3m_{w}}, \omega_{F})$$

$$\vdots \vdots \vdots$$

$$A(x_{r}, d_{m_{w}1}\omega_{F}) \cdots A(x_{r}, d_{m_{w}m_{w}}, \omega_{F})$$

$$(7)$$

推导。

#### 2.3 浮置板轨道频域位移响应求解

本文将无限周期结构理论及模态叠加法引入轨 道频域振动响应求解中。BELOTSERKOVS-KIY<sup>[14]</sup>提出,移动谐振荷载作用在无限周期结构中 时,结构上相隔一定周期两点的振动响应仅存在相 位差异,即

 $\hat{u}(x, \hat{y}, \omega, \omega_{\rm F}) = e^{i(\omega_{\rm F} - \omega)nL/v} \hat{u}(x, y, \omega, \omega_{\rm F}) (13)$ 式中  $(x, \hat{y})$ 为无限长三维浮置板轨道模型上任一 点的坐标,其纵坐标满足 $\hat{y} = y + nL_s, (x, y)$ 为该点 在基本元内对应点的坐标;n为两点间相隔的周 期数。

由此可得,移动谐振荷载作用下,无限长浮置板 轨道内任一点的位移响应可通过求解该点在基本元 内对应点的位移响应得到。当一激振频率为ω<sub>F</sub>的 单位移动谐振荷载作用于左侧钢轨时,轨道左轨、右 轨和浮置板振动响应周期性关系的频域表达为:

$$\hat{u}_{r}^{L}(x_{r}^{L},\hat{y},\omega,\omega_{F}) = e^{i(\omega_{F}-\omega)nL\sqrt{v}}\hat{u}_{r}^{L}(x_{r}^{L},y,\omega,\omega_{F})$$
(14)

$$\hat{u}_{r}^{R}(x_{r}^{R},\hat{y},\boldsymbol{\omega},\boldsymbol{\omega}_{F}) = e^{i(\omega_{F}-\boldsymbol{\omega})nL/v}\hat{u}_{r}^{R}(x_{r}^{R},y,\boldsymbol{\omega},\boldsymbol{\omega}_{F}) (15)$$

$$\hat{u}_{s}(x, \hat{y}, \boldsymbol{\omega}, \boldsymbol{\omega}_{\mathrm{F}}) = \mathrm{e}^{\mathrm{i}(\omega_{\mathrm{F}} - \boldsymbol{\omega})nL_{s}/v} \hat{u}_{s}(x, y, \boldsymbol{\omega}, \boldsymbol{\omega}_{\mathrm{F}}) \quad (16)$$

根据此周期性关系,本文选取坐标范围在y=0 到 y=L<sub>s</sub>间的浮置板轨道为基本元,对其位移响应 进行求解。

移动谐振荷载作用下,无限周期轨道结构的频 域响应可以写为级数表达的形式<sup>[4]</sup>。结合式(14), (15),钢轨位移可写为:

$$\hat{u}_{\mathrm{r}}^{\mathrm{L}}(x_{\mathrm{r}}^{\mathrm{L}}, y, \omega, \omega_{\mathrm{F}}) = \sum_{\rho=-\infty}^{+\infty} C_{\rho}^{\mathrm{L}}(\omega, \omega_{\mathrm{F}}) \mathrm{e}^{\mathrm{i}\left(\xi_{\rho} + \frac{\omega_{\mathrm{F}}}{v} - \frac{\omega}{v}\right)y} \quad (17)$$

$$\hat{u}_{r}^{R}(x_{r}^{R}, y, \boldsymbol{\omega}, \boldsymbol{\omega}_{F}) = \sum_{\rho=-\infty}^{+\infty} C_{\rho}^{R}(\boldsymbol{\omega}, \boldsymbol{\omega}_{F}) e^{i\left(\xi_{\rho} + \frac{\boldsymbol{\omega}_{F}}{v} - \frac{\boldsymbol{\omega}}{v}\right)y} \quad (18)$$

式中 p为纳入考虑的钢轨模态数量,实际计算中 取 NMR=2N+1的有限项;  $\xi_p = 2\pi p/L_s$ ;  $C_p(\omega, \omega_F)$ 为钢轨模态系数。下文中,  $e^{i(\xi_p+\omega_F/v-\omega_F/v-\omega_F/v)}$ 将用  $V_p(x_F, y, \omega, \omega_F)$ 表示,称之为钢轨模态。

对于四边自由的矩形 Kirchhoff 薄板, 双向梁函数组合级数逼近方法可较为准确地对薄板位移进行求解<sup>[15]</sup>, 记为:

$$\hat{u}_{s}(x, y, \omega, \omega_{F}) = \sum_{m=1}^{N_{x}} \sum_{n=1}^{N_{y}} T_{mn}(\omega, \omega_{F}) X_{m}(x) Y_{n}(y)$$
(19)

式中  $X_m(x)$ 和  $Y_n(y)$ 分别为薄板 x 向和 y 向自由梁 第 m 阶和 n 阶的模态振型; $N_x$ , $N_y$ 分别为x,y 向纳入 考虑的模态数量; $T_{mn}(\omega, \omega_{\rm F})$ 为浮置板模态系数。  $X_m(x)$ 和  $Y_n(y)$ 的表达式分别为:

$$\begin{cases} X_{1}(x) = 1 \\ X_{2}(x) = \sqrt{3} (1 - 2x/W_{s}) \\ X_{3}(x) = \cosh(\alpha_{m}x) + \cos(\alpha_{m}x) - \\ A_{m}[\sinh(\alpha_{m}x) + \sin(\alpha_{m}x)], m \ge 3 \end{cases}$$

$$\begin{cases} Y_{1}(y) = 1 \\ Y_{2}(y) = \sqrt{3} (1 - 2y/L_{s}) \\ Y_{3}(y) = \cosh(\beta_{n}y) + \cos(\beta_{n}y) - \end{cases};$$

$$B_n\left[\sinh\left(eta_n y
ight)+\sin\left(eta_n y
ight)
ight]$$
 ,  $n \ge 3$ 

式中  $\alpha_m, \beta_n, A_m$ 和 $B_n$ 均为已知系数,具体取值见文献[15]。

引入  $V_q^{-1}(x_i, y, \omega, \omega_F) = e^{-i(\xi_q + \omega_F/v - \omega/v)y}$ ,先将 式(16)~(18)代人式(1)~(3),随后在钢轨方程等 号两侧同乘  $V_q^{-1}(x_i, y, \omega, \omega_F)(q \, M - N \, \Pi \, N \, K \, \chi \, \mu)$ 值),在浮置板方程等号两侧同乘  $X_j(x) Y_k(y)(j, k$ 分别从1到  $N_x$ ,1到  $N_y$ 依次取值),然后对所得方程 在一个基本元范围内进行积分,x向的积分范围为 [0,  $W_s$ ],y向的积分范围为[0,  $L_s$ ]。由钢轨模态、 自由梁函数的正交性以及  $\delta$  函数的性质,可获得方 程数量为( $NMR + NMR + N_x \times N_y$ )的方程组,整理 后可写为矩阵形式:

$$SC = F$$
 (20)

式中 S为整理得到的(NMR+NMR+N<sub>x</sub>×N<sub>y</sub>)阶 已知方阵; C= [ $C_{-N}^{L}(\omega, \omega_{F})$   $C_{-N+1}^{L}(\omega, \omega_{F})$  …  $C_{N}^{L}(\omega, \omega_{F})$   $C_{-N}^{L}(\omega, \omega_{F})$   $C_{-N+1}^{L}(\omega, \omega_{F})$  …  $C_{N}^{L}(\omega, \omega_{F})$  $T_{11}(\omega, \omega_{F})$   $T_{12}(\omega, \omega_{F})$  …  $T_{1N_{y}}(\omega, \omega_{F})$   $T_{21}(\omega, \omega_{F})$  …  $T_{2N_{y}}(\omega, \omega_{F})$  …  $T_{N_{x}1}(\omega, \omega_{F})$  …  $T_{N_{x}N_{y}}(\omega, \omega_{F})$ ]<sup>T</sup>为待求 模态系数列向量; F为(NMR+NMR+N<sub>x</sub>×N<sub>y</sub>)×1 阶已知的外荷载列向量,其取值为:

$$F(i,1) = \begin{cases} \frac{L_s}{v} e^{-i\frac{\omega_r - \omega}{v} y_o}, i = N+1\\ 0, i = \ddagger \& \end{cases}$$

对式(20)进行求解,可获得激振频率为 $\omega_{\rm F}$ 的单位谐振荷载在左侧钢轨移动时钢轨和浮置板模态系数。将相应的钢轨模态系数代回式(17)和(18),即可得到拾振点在基本元内对应点的频域位移响应 $\hat{u}_{\rm r}(x,y,\omega,\omega_{\rm F})_{\circ}$ 。

上文给出了移动荷载作用下钢轨频域位移响应 的求解方法,结合式(12)给出的轨道柔度系数与钢 轨频域位移响应间的关系,可利用MATLAB软件 进行程序编制,通过数值法对轨道结构柔度系数 A(Δx, y, ω<sub>F</sub>)进行求解,即

$$A(\Delta x, d_{ij}, \boldsymbol{\omega}_{\mathrm{F}}) = \frac{1}{2\pi} \sum_{j=1}^{M} a_{j} \hat{u}_{\mathrm{r}}(x, d_{ij}, \boldsymbol{\omega}_{j}, \boldsymbol{\omega}_{\mathrm{F}}) \Delta \boldsymbol{\omega} \quad (21)$$

式中  $a_1 = 0.5, a_M = 0.5, a_j = 1(j$ 取其他值); $\Delta \omega$ 为采 样频率间隔,需取较小值以保证计算精度; $\omega_j$ 为采样 频率点。

# 3 计算分析

#### 3.1 模型验证

文献[13]求解了移动群荷载作用下二维浮置板 轨道轮轨接触点处的轨道柔度系数,并将其应用于 二维车-轨耦合模型中,通过解析方法及现场实测数 据对比证明了其计算结果的准确性。本文以此为对 照,对模型的正确性进行验证。令式(19)中 N<sub>x</sub>=1, 则浮置板的横向仅考虑一阶沉浮振动模态,即浮置 板在同一横截面上各点的垂向位移一致,此时浮置 板轨道模型可视为二维模型。选取同一文献[13]的 轨道参数,利用本文方法对同一轮轨接触点处的浮 置板轨道柔度系数进行求解,将两种模型计算所得 结果进行对比,如图2所示。

由图2可知,相同工况下,应用本文模型计算得



Fig. 2 Comparison of the results calculated by two models

到的浮置板轨道柔度系数曲线与文献[13]中模型计 算结果吻合良好,这验证了本文理论推导和程序编 制的正确性,接下来将应用本文模型,对三维浮置板 轨道模型中的轨道柔度系数进行计算分析。

#### 3.2 浮置板轨道柔度系数讨论

浮置板轨道模型计算参数如表1所示。移动单 位轮轨力的间距由北京地铁B型车轴距确定,计算 考虑两节车厢对应的16个轮轨力,同一转向架两轮 对轴距为2.2 m,两转向架间隔12.6 m,单车长度为 19 m,其轮对轴距示意图如图3所示。车辆运行速 度取60 km/h。由于本文所建模型主要针对车致环 境振动领域,其关注频段通常为0~100 Hz 频段,故 在下文进行计算分析时,仅给出100 Hz 以下频段的 计算结果。在进行式(20)的计算时,采样2.4 节中 轨道柔度系数求解频率数M取1001,同时计算模态 数 $NMR = 81, N_x = N_y = 20$ ,此时计算结果的准确 性可以保证<sup>[4]</sup>。





表1 浮置板轨道参数 Tab.1 Parameters of the floating slab track

0	
参数	数值
钢轨质量 $m_r/(kg \cdot m^{-1})$	60
钢轨抗弯模量 $E_r I_r / (MN \cdot m^2)$	6.62
钢轨损耗因子 η,	0.01
扣件刚度 $k_r/(MN \cdot m^{-1})$	65
扣件阻尼 $c_r/(kN \cdot s \cdot m^{-1})$	30
钢弹簧刚度 $k_s/(MN \cdot m^{-1})$	6.9
钢弹簧阻尼 $c_s/(kN \cdot s \cdot m^{-1})$	15
双轨间距D <sub>r</sub> /mm	1435
扣件纵向间距 $d_r$ /mm	600
单排扣件数量N <sub>r</sub>	50
浮置板弹性模量 $E_s/(MN \cdot m^{-2})$	35
浮置板密度 $\rho_{s}/(kg \cdot m^{-3})$	2450
浮置板泊松比以。	0.167
浮置板损耗因子 η,	0.05
浮置板长 $L_{\rm s}/{\rm m}$	30
浮置板宽 $W_{s}/m$	3.2
浮置板高 $h_s/m$	0.35
钢弹簧横向间距D <sub>s</sub> /mm	1900
钢弹簧纵向间距d <sub>s</sub> /mm	1875
单排钢弹簧数量 N <sub>s</sub>	16

图4给出了列车第1,8轴左侧移动轮轨力对自 身轮轨接触点处及对同轴右侧轮轨接触点处的轨道 柔度系数函数曲线,即 $A(\Delta x, d_u, \omega_F)$ 模值与激振频 率的关系曲线(轮对轴 i=1,8)。

由图4可知,轨道柔度系数在8Hz附近达到 峰值,此峰值频率与单位长度轨道连同钢弹簧支 承构成的有阻尼单自由度体系自振频率相一致;





另外,轨道柔度系数曲线在浮置板的多阶模态频率处出现极值,曲线总体呈现出波动状;不同位置的移动轮轨力对自身轮轨接触点处的轨道柔度系数相同,即 $A(0,d_{11},\omega_F)=A(0,d_{88},\omega_F)$ ,说明各移动轮轨力对自身轮轨接触点处钢轨的位移响应的影响是相同的,与荷载所处的位置无关;同时,全频段内 $A(0,d_{ii},\omega_F)>A(x_r,d_{ii},\omega_F)$ ,说明左侧轮轨力引起的自身轮轨接触点处钢轨的位移响应大于该力引起的同轴右侧轮轨接触点处钢轨的位移响应态响应。

图 5 给出了  $d_{21}$  =  $-2.2 \text{ m} \Rightarrow n d_{12}$  =  $2.2 \text{ m} \Rightarrow n$ , 執道 柔度系数函数曲线 $A(\Delta x, d_{21}, \omega_F) \Rightarrow A(\Delta x, d_{12}, \omega_F)$ , 即列车第1轴左侧移动单位轮轨力对第2轴位置两 轮轨接触点处的轨道柔度系数, 以及第2轴左侧移 动单位轮轨力对第1轴位置两轮轨接触点处的轨道 柔度系数。

由图5可知, $A(0, d_{12}, \omega_{F})$ 和 $A(0, d_{21}, \omega_{F})$ 两曲 线以及 $A(x_{r}, d_{12}, \omega_{F})$ 和 $A(x_{r}, d_{21}, \omega_{F})$ 两曲线有一定



Fig. 5 The curves of  $A(\Delta x, d_{12}, \omega_F)$  and  $A(\Delta x, d_{21}, \omega_F)$ 

差别,在高于15 Hz频段范围内,差异值最大可达 一个数量级,说明列车沿轨道定向移动时,前侧 轮轨力引起的后侧轮轨接触点处钢轨的位移响 应与后侧轮轨力引起的前侧轮轨接触点处钢轨 的位移响应存在差异。这种荷载定向移动引起 的轨道柔度系数的差异,是采用定点激励方式无 法反映的。

图6给出了列车第1轴左侧移动单位轮轨力对 第1,2,8轴左、右侧钢轨轮轨接触点处的轨道柔度 系数函数曲线。由三条实线可以看出,各激振频率 下,移动轮轨力对自身轮轨接触点处的轨道柔度系 数最大,随着距离的增加,在绝大多数频段内,轨道 柔度系数逐渐减小。 $A(x_{r}, d_{11}, \omega_{F})$ 曲线与  $A(0, d_{21}, \omega_{\rm F})$ 曲线在全频段内较为接近,说明列车 第1轴左侧轮轨力对第1轴右侧轮轨接触点处钢轨 的位移响应的影响与该力对第2轴左侧轮轨接触点 处钢轨的位移响应的影响相近,在各个频率上差异 值不超过5%;相比而言,第1轴左侧轮轨力对第2 轴右侧轮轨接触点处钢轨的位移响应的影响则较 小。另外, $A(0, d_{81}, \omega_F)$ 与 $A(x_r, d_{81}, \omega_F)$ 两曲线基 本重合,说明距离较远时(超过一节列车),移动轮轨 力对其较远轮对的左、右侧轮轨接触点处钢轨位移 响应影响的差别较小。





Fig. 6 Relations between A ( $\Delta x$ ,  $d_{i1}$ ,  $\omega_{\rm F}$ ) and frequency (i=1,2,8)

图7比较了二维模型与三维模型计算得到的  $A(0, d_{21}, \omega_{\rm F})$ 曲线,用以定量比较二维、三维模型的 计算结果差异。从图中可以看出,两种模型计算结 果曲线的走势一致,但在20~40 Hz频段内,二维模 型计算结果较三维模型大,单位轮轨力作用下最大 差值可达4×10<sup>-9</sup>m/N,差值约为三维模型计算值 的 30%;在低于 10 Hz 和高于 60 Hz 频段内,三维模 型的计算结果略大,但两模型计算差值不超过 8%。这是由于相较于二维模型,三维模型同时考 虑了沿浮置板板宽方向的振动模态影响,即增加了 对浮置板扭转振动模态及沿板宽方向的弯曲振动 模态的考虑,其振动响应更为复杂。受此影响,本 文参数条件下三维浮置板轨道在20~40 Hz频段内 较二维模型存在多阶振型,使两种模型计算所得的 轨道柔度系数在此频段内出现较为明显的振动 差异。



图 7 二维模型和三维模型计算所得  $A(0, d_{11}, \omega_F)$  曲线对比 Fig. 7  $A(0, d_{11}, \omega_F)$  curves calculated by 2D and 3D models

### 4 结 论

本文基于已有的三维离散支承浮置板轨道频域 解析模型,推导得到了浮置板轨道柔度系数的求解 方法。利用固定坐标系和移动坐标系间的关系,把 对轨道柔度系数的求解转化为求解固定坐标系下轨 道某定点处频域位移响应的积分。钢轨和浮置板的 位移用模态叠加的形式表示,利用模态函数的正交 性和狄拉克函数的性质,通过求解轨道内某点的频 域位移,最终得到浮置板轨道柔度系数,为三维列 车-浮置板频域动力模型中车-轨耦合部分的实现打 下了基础。同时,通过对浮置板轨道柔度系数的计 算分析,得到如下结论:

(1)轨道柔度系数曲线中,峰值出现在8Hz附近,与单位长度轨道连同钢弹簧支承构成的有阻尼 单自由度体系的自振频率一致,轨道柔度系数曲线 在浮置板的多阶模态频率处出现极值。 (2)由于轮轨力的移动效应,前轴轮轨力对后 轴轮轨接触点处的轨道柔度系数与后轴轮轨力对 前轴轮轨接触点处的轨道柔度系数存在一定 差异。

(3)同一转向架内,各激振频率下,前轴左侧轮 轨力对自身轮轨接触点处的轨道柔度系数最大,对 前轴右侧轮轨接触点处的轨道柔度系数与对后轴左 侧轮轨接触点处的轨道柔度系数大小相近。移动轮 轨力对距其较远的某轴左右侧轮轨接触点处轨道柔 度系数的影响的差别较小。

(4)本文计算参数下,二维模型和三维模型计 算结果在20~40 Hz频段内存在较为明显的差异, 当进行精细化分析时,应采用考虑沿板宽方向振动 模态的三维计算模型对浮置板轨道振动响应进行 分析。

#### 参考文献:

 [1] 刘维宁,马蒙,刘卫丰,等.我国城市轨道交通环境振动影响的研究现况[J].中国科学:技术科学,2016, 46(6):547-559.

LIU Weining, MA Meng, LIU Weifeng, et al. Overview on current research of environmental vibration influence induced by urban mass transit in China[J]. Scientia Sinica: Technologica, 2016, 46(6): 547-559.

- [2] 翟婉明,韩卫军,蔡成标,等.高速铁路板式轨道动力 特性研究[J].铁道学报,1999,21(6):65-69.
  ZHAI Wanming, HAN Weijun, CAI Chengbiao, et al. Dynamic properties of high-speed railway slab track[J]. Journal of the China Railway Society, 1999, 21(6): 65-69.
- [3] HUSSEIN M, HUNT H. A numerical model for calculating vibration due to a harmonic moving load on a floating-slab track with discontinuous slabs in an underground railway tunnel[J]. Journal of Sound and Vibration, 2009, 321(1-2): 363-374.
- [4] 马龙祥,刘维宁,李克飞.移动荷载作用下浮置板轨 道振动响应的频域快速数值算法[J].铁道学报, 2014,36(2):86-94.

MA Longxiang, LIU Weining, LI Kefei. Fast numerical algorithm of floating slab track vibration response under moving loads in the frequency domain[J]. Journal of the China Railway Society, 2014, 36(2): 86-94.

[5] 黄强,黄宏伟,张冬梅.移动荷载作用下离散支承浮置板轨道振动响应研究[J].振动与冲击,2018,37
 (19):190-197.

HUANG Qiang, HUANG Hongwei, ZHANG Dongmei. Vibration response of discretely supported floating slab track under a moving load[J]. Journal of Vibration and Shock, 2018, 37(19): 190-197.

- [6] MATIAS S, FERREIRA P. Railway slab track systems: review and research potentials[J]. Structure and Infrastructure Engineering, 2020, 16(12): 1635-1653.
- [7] ZHAI W M, WANG K Y, CAI C B. Fundamentals of vehicle-track coupled dynamics[J]. Vehicle System Dynamics, 2009, 47(11): 1349-1376.
- [8] YANG J J, LAN K, ZHU S Y, et al. Dynamic analysis on the stiffness enhancement measure of the slab end for a discontinuous floating slab track[J]. Computing in Science and Engineering, 2019, 21(3): 51-59.
- [9] 李增光,吴天行.浮置板轨道二维建模及隔振性能分析[J].铁道学报,2011,33(8):93-98.
  LI Zengguang, WU Tianxing. 2-D modelling of floating slab track and performance analysis on vibration isolation [J]. Journal of the China Railway Society, 2011, 33 (8):93-98.
- [10] SHENG X, ZHONG T, LI Y. Vibration and sound radiation of slab high-speed railway tracks subject to a moving harmonic load [J]. Journal of Sound and Vibration, 2017, 395: 160-186.
- [11] 谭新宇,刘卫丰.三维离散支承浮置板轨道动力响应频域模型研究[J].振动与冲击,2021,40(18): 183-189.

TAN Xinyu, LIU Weifeng. Dynamic response analysis model of a 3D floating slab track with discrete supports in frequency domain[J]. Journal of Vibration and Shock, 2021, 40(18): 183-189.

- [12] 曹艳梅.列车引起的自由场地及建筑物振动的理论分析和试验研究[D].北京:北京交通大学,2006.
  CAO Yanmei. Theoretical and experimental study on train-induced vibrations of free field and buildings[D].
  Beijing: Beijing Jiaotong University.2006.
- [13] 马龙祥.基于无限-周期结构理论的车轨耦合及隧道-地层振动响应分析模型研究[D].北京:北京交通大 学,2014.

MA Longxiang. Study on the model of coupled vehicle & track and the analysis model for tunnel-ground vibration response based on the periodic-infinite structure theory[D]. Beijing: Beijing Jiaotong University, 2014.

- [14] BELOTSERKOVSKIY P. On the oscillations of infinite periodic beams subjected to a moving concentrated force [J]. Journal of Sound and Vibration, 1996, 193 (3): 705-712.
- [15] 曹志远. 板壳振动理论[M]. 北京:中国铁道出版社, 1989.

CAO Zhiyuan. Vibration Theroy of Plates and Shells [M]. Beijing: China Railway Publishing, 1989.

# Track flexibility coefficient (TFC) of the floating slab track (FST) subjected to the moving wheel-rail forces

## TAN Xin-yu<sup>1,2</sup>, LIU Wei-feng<sup>2</sup>, JIANG Bo-long<sup>1</sup>, ZHANG Yu<sup>3</sup>, ZHANG Bai-yan<sup>3</sup>

(1.National Engineering Research Center for Digital Construction and Evaluation Technology of Urban Rail Transit, China Railway Design Corporation, Tianjin 300308, China; 2.School of Civil Engineering, Beijing Jiaotong University, Beijing 100044, China; 3.China Railway Construction Southern Construction Investment Corporation, Shenzhen 518000, China)

Abstract: To establish a 3D metro train-FST coupling model in the frequency domain, the key problem of the rail displacement at each moving wheel-rail contact point caused by all moving wheel-rail forces needs to be solved firstly. The matrix of the TFC establishes the relationship between them. Based on the established 3D discrete supported floating slab track model in the frequency domain, a method to calculate the TFC is put forward in this paper. Based on the relationship between the fixed and moving coordinate systems, the TFC to a moving point on FST can be written as the integration of the rail displacement response at a fixed point in the frequency domain caused by a moving harmonic load. After calculating the TFC of the 3D FST, some conclusions are obtained. At each excitation frequency, the TFC of a moving wheel-rail force to each wheel-rail contact point is the largest at the point of the force itself. Due to the moving of the wheel-rail force, there is a certain difference between the TFC of the front axle wheel-rail force to the rear axle wheel-rail contact point and that of the rear axle wheel-rail contact point of the same axle is similar to the TFC of that force to the left wheel-rail force of the front axle to the right wheel-rail contact point of the same axle is similar to the TFC of that force to the left wheel-rail contact point of the rear axle. It is advisable to use a 3D model to finely analyze the dynamic characteristics of floating slab tracks.

Key words: floating slab track; track flexibility coefficient; 3D model in the frequency domain; infinite periodic structure theory; Kirchhoff's thin plate theory

作者简介:谭新宇(1994—),男,博士,工程师。E-mail:tanxinyu\_crdc@126.com。 通讯作者:刘卫丰(1975—),男,博士,教授。E-mail:wfliu@bjtu.edu.cn。