# 计及分布参数的双端口等效牵引网 建模、验证及稳定性分析

陈浔俊1,李国荣1,刘志刚1,邓云川2

(1. 西南交通大学 电气工程学院,四川 成都 611756;2. 中铁二院工程集团有限责任公司,四川 成都 610031)

摘要:针对现有牵引网模型难以进行阻抗建模以及进行系统稳定性分析的问题,采用一种牵引网的戴维南-戴维南等效电路模型,在考虑牵引网的分布参数特性的同时,将牵引网简化为一个含受控源的双端口电路。 与实际线路测量数据的对比结果表明,采用所提建模方法得到的线路参数在中频段吻合实际线路数据。基 于所提模型对车网级联系统进行稳定性分析,结果表明所提模型相较于传统简单模型能够更准确地分析系 统低频振荡,同时牵引网长度显著影响系统低频振荡稳定性。

关键词:高速铁路;车网系统;牵引网建模;阻抗验证;稳定性

中图分类号:TM 73

文献标志码:A

DOI:10.16081/j.epae.202202019

# 0 引言

牵引网系统是一个由多条传输导线组成的分布 参数网络系统,在其沿线的各导线的每一单元长度 均存在电阻、电感、对地电容和漏电导,并且未加屏 蔽层的各导线之间还存在互电感和互电容<sup>[1]</sup>。对于 牵引网模型,我国早期的基础研究一般将其视为单 相均匀输电线,根据电力机车所处线路位置对其所 在供电臂进行分段处理,同时,借用电力系统分析的 方法,只考虑牵引网线路两侧端口的电压和电流,将 每段视作一个二端口网络进行处理,用单相 π型等 值电路表征牵引网的端口特性。此外,牵引网的多 级 π型等值电路是由多个 π型等值电路并联而成, π 型等值电路的数量越接近无限大,多级 π 型等值电路模型的仿真结果越接近分布参数模型<sup>[2]</sup>。

需要注意的是,上述集总参数等效模型在电路 中的电场和磁场默认是相互独立的,电能的传输过 程是在瞬间完成的,即该电路中的元件任意端口的 瞬时电流和瞬时电压是完全确定的,与元件的实际 空间位置无关<sup>[2]</sup>。因此,该模型中的元件参数和元 件所在位置无关,所以集总参数不能反映牵引网分 布参数特性<sup>[3]</sup>。

# 收稿日期:2021-04-09;修回日期:2021-12-20 在线出版日期:2022-02-21

基金项目:国家自然科学基金高铁联合基金重点资助项目 (U1434203);四川省科技计划科技创新人才项目(2021JDRC0008); 中铁二院科研项目(KYY2020033(20-21),KYY2020132(20-22)) Project supported by the National Natural Science Foundation of China High Speed Rail Joint Fund(U1434203), the Science and Technology Innovation Talents Program of Sichuan Science and Technology Plan(2021JDRC0008) and the Science and Technology Project of China Railway Eryuan Engineering Group Co., Ltd.(KYY2020033(20-21), KYY2020132 (20-22))

国内外关于基于多导体传输理论的链式网络模 型的研究取得了较多成果。文献[4]基于不同供电 方式对牵引网搭建复合链式模型,按照链式电路的 拓扑结构,利用牵引网各元器件的节点导纳矩阵构 建出较为精确的数学模型。文献[5-6]结合牵引网 多导体传输特性,研究圆导线阻抗计算方法以及钢 轨对地漏电导,采用π型等值电路模拟牵引网的复 杂拓扑结构。文献[7]以多导体传输线模型为基础, 构建适用于不同供电方式的牵引网通用数学模型, 在链式网络结构的基础上,建立交流牵引供电系统 的仿真通用数学模型。目前,牵引网普遍采用的供电 方式为全并联AT供电方式,该供电方式下的牵引网 结构复杂,包括上(下)行接触线T、承力索、正馈线F、 钢轨R、保护线PW和贯通地线G等10余条线路<sup>[8]</sup>。 同时,在该供电方式下建立的牵引网模型大多采用 链式电路模型,将上述多根供电导线看作一个多导 体传输线 MTL (Multi-Transmission Line) 电路模 型[9],利用链式多导体理论对牵引网进行建模。在 理论分析和仿真计算中,若对各导线单独考虑,则导 线数目较多,计算困难<sup>[7]</sup>,不利于建立高速铁路耦合 系统的阻抗模型,进行系统层级的稳定性分析研究。

综上所述:牵引网π型等值电路模型简单,计算 方便,但不能反映牵引网的分布特性;牵引网链式模 型建模精确,计算结果准确,但建模与计算复杂,构 建的模型阶数庞大,难以适用于基于阻抗的级联系 统稳定性分析,同时也难以得到牵引网自身的阻抗 解析解。此外,考虑到牵引网系统只存在无源元件, 作为线性系统,其阻抗特性在低频处主要呈现感性, 在高频处,对于牵引网的开路导纳和短路导纳,其阻 抗特性在感性和容性之间跳变,存在多个谐振尖峰, 可能导致系统振荡现象。因此,针对上述问题,本文 结合链式模型分布参数特性和π型等值电路的优 点,通过一次测量得到线路的分布参数,基于双端口 网络理论建立牵引网等效模型,该模型简化了传统 牵引网需要按照单位长度多次测量计算的步骤,降 低了以往多导体传输线模型建模的复杂程度,解决 了多导体链式模型难以直接用于基于阻抗分析的级 联系统稳定性分析的问题。

180

本文主要内容如下:首先,采用一种基于双端口 网络理论的等效方法,建立计及分布参数特性的解 耦的双端口牵引网模型;然后,对得到的牵引网模型 进行理论和实际测量数据的阻抗验证;最后,将建立 的等效牵引网模型应用到车网系统稳定性分析中, 针对不同的牵引网条件,在MATLAB/Simulink仿 真平台上进行分析验证,证明了所建立双端口牵引 网模型能用于高速铁路车网耦合系统的阻抗分析。

# 1 牵引网双端口等效电路建模

目前,关于长距离牵引网传输线路的研究大多 是采用全并联 AT供电方式的链式模型或者多级 π 型等值电路,而不是将其建模为诺顿-戴维南等效电 路[10-12]。结合现阶段的研究,本文尝试采用一种解 耦的长距离双端口等值电路模型来表征电力电缆的 端口特性。与传统牵引网电路模型相比,解耦的双端 口电路模型在保留其分布参数特性的同时,也使得后 续级联系统的稳定性分析更加直观。多级π型牵引 网模型原理图如图1所示,图中多级 π型等值电路由 m个π型等值电路并联而成,每一级的单位长度相 同,均为 $\Delta l$ , $u_1$ , $i_1$ 分别为输入端口电压、电流,u'、i'分 别为输出端口电压、电流。1个微分段的牵引网分 布参数模型示意图如图2所示,图中u、i分别为输入 端口电压、电流。分布参数包含牵引网的单位长度 电阻 $R_0$ 、单位长度电感 $L_0$ 、单位长度电容 $C_0$ 、传播系 数 $\gamma$ 以及特征阻抗 $Z_{c},x$ 为空间距离。



图1 多级π型牵引网模型原理图





图 2 1个微分段的牵引网分布参数模型示意图



对于图2所示模型,牵引网传播系数γ以及牵引 网的特征阻抗*Z*。与单位分布参数具有如下关系:

$$\begin{cases} \gamma = \sqrt{\left(R_0 + j\omega L_0\right)\left(j\omega C_0\right)} \\ Z_c = \sqrt{\frac{R_0 + j\omega L_0}{j\omega C_0}} \end{cases}$$
(1)

式中:ω为角频率。

长度为*l*的长距离输电线路的等值双端口 π型 电路可以用以下计算公式表示:

$$\begin{aligned} u_{out}(x,\omega) \\ i_{out}(x,\omega) \end{bmatrix} &= \\ & \left[ \frac{\cosh(\gamma(\omega)l) \ Z_{e} \sinh(\gamma(\omega)l)}{\sinh(\gamma(\omega)l)} \cosh(\gamma(\omega)l) \right] \begin{bmatrix} u_{in}(x,\omega) \\ i_{in}(x,\omega) \end{bmatrix}^{(2)} \end{aligned}$$

式中: $u_{out}(x,\omega)$ 、 $i_{out}(x,\omega)$ 分别为双端口电路的输出 电压和输出电流; $u_{in}(x,\omega)$ 、 $i_{in}(x,\omega)$ 分别为双端口电 路的输入电压和输入电流。

将式(2)按电压和电流重新分块整理,可以 得到:

$$\begin{bmatrix} i_{\rm in} \\ -i_{\rm out} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_{\rm s} & Y_{\rm m} \\ Y_{\rm m} & Y_{\rm s} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_{\rm in} \\ u_{\rm out} \end{bmatrix}$$
(3)

式中:Y<sub>s</sub>、Y<sub>m</sub>分别为该双端口电路中同一端口的自导 纳和不同端口之间的互导纳,如式(4)所示。

$$\begin{cases} Y_{s} = \frac{1}{Z_{c} \tanh(\gamma l)} \\ Y_{m} = -\frac{1}{Z_{c} \sinh(\gamma l)} \end{cases}$$
(4)

由此,根据式(3)与式(4)表示的电气关系,可以 得到如图3所示的牵引网双端口简化示意图。图 中:R、L、C分别为线路距离为1的牵引网等值电阻、 电感以及对地电容;Y<sub>open</sub>、Y<sub>shon</sub>分别为图3(a)所示双 端口等值电路某一端口下的开环导纳和短路导纳。



#### 图3 牵引网双端口简化示意图

Fig.3 Simplified diagram of dual-port traction network

根据图 3(a),可得到  $Y_{open}$  和  $Y_{short}$  的理论计算表 达式分别为:

$$\begin{cases} Y_{\text{open}} = (Y_{\text{s}}^2 - Y_{\text{m}}^2)/Y_{\text{s}} \\ Y_{\text{short}} = Y_{\text{s}} \end{cases}$$
(5)

根据式(4)和式(5)可知,若能提前测量得到某 一线路长度*l*下牵引网的开路导纳*Y*<sub>open\_m</sub>和短路导纳 *Y*<sub>short m</sub>,则牵引网线路的传播系数和特征阻抗分别为:

$$\gamma = \left(\operatorname{arcosh} \sqrt{\frac{Y_{\text{short}\underline{m}}}{Y_{\text{short}\underline{m}} - Y_{\text{open}\underline{m}}}} + j2k\pi\right)/l \qquad (6)$$

$$Z_{\rm c} = \frac{1}{\sqrt{Y_{\rm open} Y_{\rm short}}} \tag{7}$$

式中:k为整数。

由式(6)和式(7)可以得到牵引网线路的单位长 度阻抗 $Z_1(\omega)$ 和单位长度导纳 $Y_1(\omega)$ :

$$\begin{cases} Z_1(\omega) = r_1(\omega) + j\omega x_1(\omega) = \gamma Z_c \\ Y_1(\omega) = j\omega b_1(\omega) = \gamma / Z_c \end{cases}$$
(8)

式中: $r_1(\omega)$ 为牵引网线路单位长度电阻; $x_1(\omega)$ 为牵 引网线路单位长度电抗; $b_1(\omega)$ 为牵引网线路单位长 度电纳。对照式(8)中系数可以得到:

$$\begin{cases} r_{1}(\omega) = \operatorname{Re}(\gamma Z_{c}) \\ x_{1}(\omega) = \frac{\operatorname{Im}(\gamma Z_{c})}{\omega} \\ b_{1}(\omega) = \frac{\operatorname{Im}(\frac{\gamma}{Z_{c}})}{\omega} \end{cases}$$
(9)

将按照式(6)与式(7)计算得到的传播系数γ和 特征阻抗Z<sub>e</sub>代入式(4)得到同一端口自导纳和互导 纳的计算值Y<sub>s.e</sub>、,并代入式(5)得到开路导纳和 短路导纳的计算值Y<sub>short.e</sub>、Y<sub>open.e</sub>,就可以得到任意线 路长度为*l*的牵引网的双端口等效电路模型。

最后,将式(3)展开,可按端口电压写出方程:

$$\begin{cases} u_{in} = \frac{1}{Y_{s}} \dot{i}_{in} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}} u_{out} \\ u_{out} = -\frac{1}{Y_{s}} \dot{i}_{out} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}} u_{in} \end{cases}$$
(10)  
$$\begin{cases} u_{in} = \frac{1}{Y_{s}} \dot{i}_{in} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}} \left( -\frac{1}{Y_{s}} \dot{i}_{out} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}} u_{in} \right) \\ u_{out} = -\frac{1}{Y_{s}} \dot{i}_{out} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}} \left( -\frac{1}{Y_{s}} \dot{i}_{in} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}} u_{out} \right) \end{cases} \Rightarrow$$
$$\begin{cases} u_{in} = \frac{Y_{s}}{Y_{s}^{2} - Y_{m}^{2}} \dot{i}_{in} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}^{2} - Y_{m}^{2}} \dot{i}_{out} \\ u_{out} = \frac{Y_{s}}{Y_{s}^{2} - Y_{m}^{2}} \dot{i}_{out} - \frac{Y_{m}}{Y_{s}^{2} - Y_{m}^{2}} \dot{i}_{in} \end{cases}$$
(11)

由式(10)与式(11)可见,输入、输出2个端口各 有4个对应的等效电路,各等效电路中分别包含电 压控制电压源(VCVS)、电压控制电流源(VCCS)、电 流控制电压源(CCVS)以及电流控制电流源 (CCCS),由此可见,理论上,牵引网的双端口电路模 型应有16个对应的等效电路模型。但值得一提的 是,长距离传输线具有很强的对称特性,因此所建立 的等效电路模型在2个端口上的电参数是一致的。 此外,当高速铁路列车(主要考虑列车变换器)和牵引 网都在独立模式下工作时,牵引变电所输出电压*u*<sub>in</sub> 和公共耦合点PCC(Point of Common Coupling)处电 流*i*<sub>out</sub>是稳定的。因此,由式(10)与式(11)所得到的 等效模型只有4个适用于本节的建模,如图4所示。





牵引网双端口等效电路模型建模流程如图5所示。该等效模型中的牵引网分布参数γ和Z。是由实际测量的双端口电路的开路导纳Y<sub>open\_m</sub>和短路导纳 Y<sub>shor\_m</sub>计算得到的,由于牵引网参数沿线均匀分布,因此不同长度的相同类型的电力电缆具有相同的分 布参数值,仅通过一次测量便可得到线路的分布参数,简化了传统牵引网需要多次测量参数的步骤。 因此,通过该模型得到的传播系数和特征阻抗能够反映牵引网的分布特性。



图 5 牵引网双端口等效电路模型建模流程



#### 2 牵引网双端口等效模型验证

## 2.1 理论论证

图 3(b)所示线路长度为*l*的牵引网双端口等效 电路中,牵引网主要由无源元件 RLC 组成,以该图 所示简化电路为例,下面从数学理论上验证所述双 端口等效电路模型原理的准确性。

图3(b)所示简化电路的开路导纳和短路导纳

分别为:

182

$$\begin{cases} Y_{\text{open}} = \frac{1}{sL + \frac{2}{sC} + R} + \frac{sC}{2} \\ Y_{\text{short}} = \frac{1}{sL + R} + \frac{sC}{2} \end{cases}$$
(12)

式中: $R=r_1l$ ; $L=x_1l$ ; $C=b_1l$ 。根据式(6)可以得到该 牵引网传播系数的计算值 $\gamma_{cal}$ 为:



式中: $\gamma_{\text{theo}} = \sqrt{(sx_1 + r_1)sb_1}$ 为理论传播系数。

同时,理论传播系数的双曲余弦函数的表达 式为:

$$\cosh(\gamma_{\text{theo}}l) = \frac{e^{\gamma_{\text{theo}}l} + e^{-\gamma_{\text{theo}}l}}{2} = 1 + \frac{1}{2!} (\gamma_{\text{theo}}l)^2 + \frac{1}{4!} (\gamma_{\text{theo}}l)^4 + \frac{1}{6!} (\gamma_{\text{theo}}l)^6 + \cdots$$
(14)

原则上,无限级联的π型等效电路可以表征长 距离传输线的端口阻抗特性,这意味着每个级联部 分代表的输电线长度近似为0,因此,式(14)中的泰 勒展开高阶项可以忽略不计,得到:

$$\cosh\left(\gamma_{\text{theo}}l\right) \approx 1 + \frac{1}{2!} \left(\gamma_{\text{theo}}l\right)^{2} \implies \gamma_{\text{theo}} \approx \frac{\operatorname{arcosh}\left[1 + \frac{1}{2!} \left(\gamma_{\text{theo}}l\right)^{2}\right] + j2k\pi}{l} = \gamma_{\text{cal}}$$
(15)

式(15)表明,本文所提方法可从测得的一端短路 导纳和一端开路导纳中准确提取牵引网传播系数。

因此,本节所采用的牵引网双端口等效电路模型能够在考虑牵引网分布参数特性的同时简化为含 受控源的戴维南-戴维南等效电路。

2.2 实际线路测量验证

基于渝利线丰都牵引变电所丰石供电臂实际

线路的测量数据<sup>[13]</sup>,验证本文牵引网双端口等效电路建模方法在获取牵引网阻抗方面的准确性与可行性。渝利线实际线路横截面的各导体位置分布如附录A图A1所示<sup>[12]</sup>。接触线与2根钢轨间距为6.45 m,线路供电臂长度为24.8 km<sup>[13]</sup>。附录A图A2 为渝利线丰都牵引变电所丰石供电臂末端短路分开供电试验电路示意图,基于附录A图A2开展带回流线直接供电方式分开供电的短路实验(开关K1、201 与291断开,开关K2与202合闸,下行末端短路)。 附录A表A1给出了该线路接触线数据。

附录 A 图 A3 为渝利线测试线路供电臂的开路 导纳与短路导纳。图6为采用等效双端口网络得到 的开路导纳与短路导纳对比图。图7为实际测得的 接触线分布参数与利用双端口等效电路得到的牵引 网分布参数对比图。

由图6可知,牵引网作为由RLC元件组成的供 电系统,其自身存在多个谐振点,当电力机车控制系 统参数与机车运行状态存在谐振参数匹配时,电力 机车受流处可能出现牵引网频率振荡的现象,危及 牵引网供电系统安全。

由图7可知:在中低频范围内,利用所建牵引网



图 6 采用等效模型所得导纳与实际测量导纳 Fig.6 Admittance obtained by equivalent model and actual measurement



Fig.7 Comparison of distribution parameters

模型得到的参数与实际测量参数吻合;在部分高频范围内,利用所建牵引网模型得到的参数与实际测量参数吻合,而在频率达到10<sup>4</sup> Hz时,利用所建牵引网模型得到的电抗和电容参数与实际测量参数不吻合,并且出现骤减,这是由于本文模型只考虑了传播系数低阶泰勒展开项,当频率增大时,线路中需要计算的波长减小,式(14)中的高阶项无法忽略,如图6中放大部分所示,因此导致出现误差。总体而言,本文模型能够在反映牵引网分布参数特性的同时,保证牵引网模型的准确性。该模型极大降低了以往多导体传输线模型建模的复杂程度,为后续的阻抗分析奠定了基础。

# 3 基于阻抗的车网级联系统稳定性分析

# 3.1 牵引网模型线性化

由前述牵引网双端口等效电路建模方法可以得 到牵引网双端口等效电路模型,如图8所示。由于 牵引网中只含有无源元件,且牵引网是线性网络,无 耦合性,因此,对所建牵引网双端口等效模型进行线 性化处理后模型仍保持原有的特性。根据图8中的 CCVS-VCVS等效电路(戴维南-戴维南电路)列写出 电压和电流方程:



图 8 牵引网 CCVS-VCVS 等效电路 Fig.8 CCVS-VCVS equivalent circuit of traction network

$$\begin{cases} u_{\rm in} = \frac{Y_{\rm s}}{Y_{\rm s}^2 - Y_{\rm m}^2} i_{\rm in} - \frac{Y_{\rm m}}{Y_{\rm s}^2 - Y_{\rm m}^2} i_{\rm out} \\ u_{\rm out} = -\frac{Y_{\rm m}}{Y_{\rm s}^2 - Y_{\rm m}^2} i_{\rm in} + \frac{Y_{\rm s}}{Y_{\rm s}^2 - Y_{\rm m}^2} i_{\rm out} \end{cases}$$
(16)

显然,由式(16)可以得到牵引网等效的输出阻抗Z<sub>x</sub>。为:

$$Z_{\text{s}_{-\text{eq}}} = \frac{u_{\text{out}}}{-i_{\text{out}}} = -\frac{1}{Y_{\text{s}}}$$
(17)

#### 3.2 车网级联系统稳定性分析

本节将牵引网传统简单RL等效模型与本文所 提牵引网模型进行稳定性分析对比。RL等效模型接 入时的波特图和系统波形分别见图9和图10,图中*n* 为牵引供电臂数量,*u*pee为PCC处电压,*u*de为直流侧 电压。可知,当牵引网传统简单RL等效模型电阻为 0.2 Ω、电感为2.9 mH,在进行阻抗理论值稳定性分 析,图9所示牵引网传统简单RL等效模型波特图幅 值和车侧整流器波特图幅值交点为51.65 Hz时,对 应的相角裕度为77.59-(-109.5)=187.09°>180°,此 时应为不稳定的情况,而由图10可知,在实际仿真 分析时,系统为稳定情况,两者存在不匹配的情况, 因此使用RL等效模型会存在稳定性误判的情况。



图 10 RL等效模型接入时的系统波形 Fig.10 System waveforms when RL equivalent model is connected

将本文所提牵引网双端口模型等效输入阻抗与 CRH5型车侧整流器<sup>[14]</sup>模型联结,构成车网级联系 统,如附录A图A4所示。在MATLAB/Simulink仿 真平台上搭建仿真模型进行稳定性分析验证,各分 布参数及车侧整流器控制参数如附录A表A2所示。

184

在不同牵引供电臂数量 n下,分别进行 PCC 处 电压、电流和直流侧电压波形的仿真测试,结果见图 11。由图可知,随着牵引供电臂数量的增加,PCC 处 的电压、电流和直流侧电压均发生了明显的低频振 荡,且振幅逐渐增大,在牵引供电臂数量 n=6条时, 系统发生崩溃。可见,随着牵引网距离的增加,低频 振荡发生的概率和剧烈程度会逐渐增加,为了有效 避免车网耦合系统低频振荡的发生,应保持动车组 与供电所的距离在1条供电臂的长度范围内。





对于车网级联系统产生的低频振荡现象,采用 波特图判据<sup>[15-16]</sup>进行稳定性分析。首先利用扫频 法<sup>[17]</sup>获取1~1000 Hz频率范围内车侧整流器阻抗; 然后针对不同的牵引网供电臂数量,将各阻抗与车 侧整流器阻抗绘制在同一个波特图中,如附录A图 A5所示。观察相角差为180°时系统的增益裕度可 以发现,随着牵引网供电臂数量的增加,系统的增益 裕度逐渐减小,这说明系统逐渐趋于不稳定,与仿真 波形相吻合,同时也说明供电臂距离的增加会使系 统的低频稳定性变差。

# 4 结论

针对牵引网系统,本文基于双端口网络理论,建 立牵引网等效解耦电路模型,将其简化为含受控源 的戴维南-戴维南等效电路,并通过实际牵引网线路 测量数据,验证了该牵引网建模方法的可行性以及 模型的准确性。采用本文牵引网建模方法所建模型 具有以下2个优点。

1)该模型能够通过测得的一端短路导纳和一端 开路导纳提取出牵引网的传播系数。在考虑牵引网 分布参数特性的同时仅通过1次测量便可得到线路 的分布参数,简化了传统牵引网需要按照单位长度 多次测量计算的步骤。

2)该模型降低了以往多导体传输线模型建模的 计算复杂程度,解决了多导体链式模型难以直接用 于系统稳定性分析的问题,为后续阻抗分析奠定了 基础。

本文利用所建牵引网模型搭建车网级联系统, 并对该系统进行稳定性分析研究,得到了随着牵引 网距离的增加,低频振荡发生的概率和剧烈程度会 逐渐增加的结论,为了有效避免车网耦合系统低频 振荡的发生,应保持动车组与供电所的距离在较短 的供电长度范围内。

附录见本刊网络版(http://www.epae.cn)。

#### 参考文献:

 [1]陈仕龙,杨鸿雁,毕贵红,等.贯通式同相AT牵引供电系统 牵引网边界频率特性研究[J].电力自动化设备,2021,41(6): 192-201.

CHEN Shilong, YANG Hongyan, BI Guihong, et al. Boundary frequency characteristic study of traction network in continuous co-phase AT traction power supply system[J]. Electric Power Automation Equipment, 2021, 41(6):192-201.

- [2] LIU Z G, SONG Y, HAN Y, et al. Advances of research on high-speed railway catenary [J]. Journal of Modern Transportation, 2018, 26(1): 1-23.
- [3] ZHAI Y T, LIU Q J, WU M L, et al. Influence of the power source on the impedance-frequency estimation of the 2×25 kV electrified railway[J]. IEEE Access, 2020, 8:71685-71693.
- [4] 吴命利. 电气化铁道牵引网的统一链式电路模型[J]. 中国电机工程学报,2010,30(28):52-58.
   WU Mingli. Uniform chain circuit model for traction networks of electric railways[J]. Proceedings of the CSEE,2010, 30(28):52-58.
- [5] HUANG Ke,LIU Zhigang,ZHU Feng,et al. A systematic EMTP impedance modeling scheme aimed at train body in highspeed railway[J]. IEEE Transactions on Transportation Electrification,2017,3(1):272-283.
- [6] 刘浅,高仕斌,李丹丹.高速铁路高通滤波器接入位置研究
  [J].电力自动化设备,2017,37(2):157-163.
  LIU Qian, GAO Shibin, LI Dandan. Installation location of high-pass filter in high-speed railway[J]. Electric Power Automation Equipment,2017,37(2):157-163.

- [7] ANDREA M. Self and mutual capacitance of conductors in air and lossy earth with application to electrified railways[J]. Archives of Electrical Engineering. 2019,68(4):859-873.
- [8] WU M L, LI J, LIU Q J, et al. Measurement of impedancefrequency property of traction network using cascaded H-bridge converters:device design and on-site test[J]. IEEE Transactions on Energy Conversion, 2020, 35(2):746-756.
- [9]张桂南.电气化铁路多车-网耦合系统的电压波动问题研究
   [D].成都:西南交通大学,2017.
   ZHANG Guinan. Research on voltage fluctuation of electrified railway traction network and multi vehicles coupling system[D]. Chengdu;Southwest Jiaotong University,2017.
- [10] HU H T,TAO H D,WANG X F,et al. Train-network interactions and stability evaluation in high-speed railways-part II: influential factors and verifications [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2018, 33(6):4643-4659.
- [11] WANG H J, SAHA T, ZANE R G. Impedance-based stability analysis and design considerations for DC current distribution with long transmission cable[C]//2017 IEEE 18th Workshop on Control and Modeling for Power Electronics(COMPEL). Stanford, CA, USA; IEEE, 2017: 1-8.
- [12] SONG Y P, EBRAHIMZADEH E, BLAABJERG F. Analysis of high-frequency resonance in DFIG-based offshore wind farm via long transmission cable[J]. IEEE Transactions on Energy Conversion, 2018, 33(3): 1036-1046.
- [13] 邓云川.基于多导体传输理论的电气化铁路牵引网电气参数 计算方法研究[D].成都:西南交通大学,2018.
   DENG Yunchuan. The computational method research on electrical parameters of railway traction network based on multi conductor transmission theory[D]. Chengdu: Southwest Jiaotong University,2018.
- [14] LIAO Y C, LIU Z G, ZHANG H, et al. Low-frequency stability analysis of single-phase system with dq-frame impedance approach-part I: impedance modeling and verification [J]. IEEE Transactions on Industry Applications, 2018, 54(5):4999-5011.

- [15] WILDRICK C M, LEE F C, CHO B H, et al. A method of defining the load impedance specification for a stable distributed power system[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 1995, 10(3):280-285.
- [16] 许德志,汪飞,毛华龙,等. 多并网逆变器与电网的谐波交互建模与分析[J]. 中国电机工程学报,2013,33(12):64-71,187.
  XU Dezhi, WANG Fei, MAO Hualong, et al. Modeling and analysis of harmonic interaction between multiple grid-connected inverters and the utility grid[J]. Proceedings of the CSEE,2013,33(12):64-71,187.
- [17] 刘方平,葛兴来,余思儒,等.一种高速列车-牵引网阻抗测量 方法及其稳定性分析[J].电力自动化设备,2020,40(8):154-159,178.

LIU Fangping, GE Xinglai, YU Siru, et al. Impedance measurement method and stability analysis of high-speed train-traction network[J]. Electric Power Automation Equipment, 2020, 40(8):154-159, 178.

#### 作者简介:



陈浔俊(1995—),男,硕士研究生,主 要研究方向为电力电子变换器建模及其稳 定性分析(E-mail:cxjpgl11@163.com); 李国荣(1996—),男,硕士研究生,研

子 向 未 (1990 ), 为 , 频 工 列 元 王 , 新 究 方 向 为 单 相 系 统 多 频 率 阻 抗 测 量 及 其 稳 定性 分 析 (**E-mail**: liguorong96@163.com);

刘志刚(1975—),男,教授,博士研究 生导师,博士,主要研究方向为高速铁路动

陈浔俊

车组-牵引网电气关系与弓网状态检测评估

(E-mail:liuzg\_cd@126.com);

邓云川(1974—),男,教授级高级工程师,博士,主要研究 方向为电气化铁路牵引网电气参数计算(E-mail:dengdeng\_ 10@sina.com)。

(编辑 王锦秀)

185

# Modeling, verification and stability analysis of dual-port equivalent traction network considering distribution parameters

CHEN Xunjun<sup>1</sup>, LI Guorong<sup>1</sup>, LIU Zhigang<sup>1</sup>, DENG Yunchuan<sup>2</sup>

(1. School of Electrical Engineering, Southwest Jiaotong University, Chengdu 611756, China;

2. China Railway Eryuan Engineering Group Co., Ltd., Chengdu 610031, China)

Abstract: Aiming at the problem that the current traction network models are difficult for impedance modeling and system stability analysis, a Thevenin-Thevenin equivalent circuit model of traction network is adopted, and the traction network is simplified into a dual-port circuit with controlled sources considering the distribution parameter characteristics of the traction network. The results compared with the measured data of actual lines show that the line parameters obtained by the proposed modeling method are consistent with the actual line data in the middle frequency band. The stability of a vehicle-grid cascaded system is analyzed based on the proposed model, and the results show that the proposed model can analyze low-frequency oscillation of the system more accurately than the traditional simple models, and the length of the traction network significantly affects the low-frequency oscillation stability of the system.

Key words: high-speed railway; vehicle-grid system; traction network modeling; impedance verification; stability

附录 A:



## 图 A1 渝利线接触网结构示意图

Fig.A1 Structure diagram of catenary of Chongqing-Lichuan line



图 A2 渝利线丰石臂下行末端短路试验电路示意图

Fig.A2 Schematic diagram of short circuit test circuit at end of Fengshi arm on Chongqing-Lichuan line

# 表 A1 CTS-150 型接触线参数











图 A4 车网级联系统示意图

Fig.A4 Schematic diagram of vehicle-grid cascaded system

# 表 A2 牵引网分布参数及车侧整流器控制参数

Table A2 Distribution parameters of traction network and control parameters of vehicle-side rectifier

参数	符号	数值
牵引网线路单位电阻	$r_1$	$1.79 \times 10^{-4} \Omega/km$
牵引网线路单位电抗	$x_1$	$0.157 \times 10^{-4}$ H/km
牵引网线路单位电容	$b_1$	7.426 7×10 <sup>-12</sup> F/km
牵引供电臂个数	n	—
网压幅值(折算后)	<i>u</i> s	2.5 kV
车载变压器等效漏电阻	$R_{\rm n}$	0.145 Ω
车载变压器等效漏电感	L <sub>n</sub>	5.4 mH
直流侧支撑电容	$C_{ m d}$	9 mF
直流侧等效负载	$R_{ m d}$	25 Ω
直流侧电压参考值	$u_{ m dc}$	3 600 V
整流器开关频率	$f_{ m s}$	250 Hz
电压 SOGI 模块比例系数	$K_{ m eSOGI}$	1
电流 SOGI 模块比例系数	$K_{ m iSOGI}$	1
锁相环控制器比例系数	$K_{ m ppll}$	0.7
锁相环控制器积分系数	$K_{ m ipll}$	25
电流环比例系数	K	5.56×10 <sup>-5</sup>
电流环控制器比例系数	$K_{ m pi}$	2
电流环控制器积分系数	$K_{ m ii}$	50
电压环控制器比例系数	$K_{ m pu}$	0.5
电压环控制器积分系数	$K_{ m iu}$	5



图 A5 车网级联系统波特图 Fig.A5 Bode diagram of vehicle-grid cascaded system