## 三电平城轨能馈装置中点电位平衡 控制策略研究

### 张润泽,崔扬,王海瑞,曹虎,孙国斌

(中车青岛四方车辆研究所有限公司,山东 青岛 266000)

摘要:城市轨道交通站间距较短导致列车频繁启停,车辆再生制动过程会产生大量能量,随着国内城轨开 通运行线路的增多,再生制动能量的有效利用已成为轨道交通普遍关注的话题。能馈装置应用在轨道交通牵 引变电站,可以将车辆的再生制动能量回馈到上级电网,并维持牵引网电压稳定。针对三相三电平四象限能 馈装置进行研究,提出只工作在能馈模式的城轨能馈装置的判据给定策略,同时针对三电平电路拓扑中点电 位平衡问题,结合三电平空间矢量调制(SVPWM)控制策略进行中点电位平衡控制优化,最后通过实验验证了 研究内容的可行性。

关键词:能馈装置;三电平SVPWM;中点电位平衡 中图分类号:TM922.41 文献标识码:A DOI:10.19457/j.1001-2095.dqcd21879

### Research on Neutral Point Potential Balance Control Strategy of Three-level Urban Rail Energy Feedback Devices

ZHANG Runze, CUI Yang, WANG Hairui, CAO Hu, SUN Guobin

(CRRC Qingdao Sifang Rolling Stock Research Institute Co., Ltd., Qingdao 266000, Shandong, China)

Abstract: Due to the short distance between urban rail transit stations, the train operates between traction and brake frequently, so that a lot of energy are generated in the process of regenerative braking. With the increase of domestic urban rail transit operation lines, the effective utilization of regenerative braking energy has become a topic of general concern for urban rail transit. The energy feedback device applied in the traction substation of rail transit can feed back the regenerative braking energy to the superior grid and maintain the voltage stability of the traction network, three phase- three level- four quadrant energy feedback devices were studied, and an algorithm for determining the operation conditions was proposed. At the same time, aiming at the neutral point potential balance problem of three-level circuit topology, the control optimization of neutral point potential balance was carried out based on the three-level space vector pulse width modulation(SVPWM) modulation strategy. Finally, the feasibility of the research content was verified by experiments.

Key words: energy feedback devices; three-level space vector pulse width modulation (SVPWM); neutral point potential balance

城市轨道交通具有载客量大、运行速度快的 特点,在城市公共交通中发挥着不可或缺的作 用。牵引供电系统作为供给机车电能的重要组 成部分,是保证机车运行安全稳定的基本条件。 现有地铁牵引供电网络关键部件为由二极管组 成的24脉波不控整流机组,其构成简单、可靠性 好,但实际应用中也存在输出电压随负载工况变 化较大、能量只能单向流动等缺点<sup>[1-3]</sup>。能馈装置 作为城轨牵引变电所的补充装置,可以起到回馈 列车再生制动能量到上级电网以及稳定牵引网 网压的作用,近年来已有越来越多的学者针对能 馈装置进行研究<sup>[4]</sup>,能馈装置本质上是一种三相 四象限变流器,其电路拓扑结构配合软件算法, 可以保证其工作在功率因数为"1"的整流模式或 功率因数为"-1"的逆变模式;文献[5]针对能馈装 置的结构设计,提出了一种功率模块并联扩容方 案,其着重于并联环流的抑制,并未针对控制本 身进行详细讨论;文献[6]针对能馈装置算法进行 了优化,该算法提高了能馈装置的动态响应;文 献[7]基于实际线路数据,分析了能馈装置在轨 道交通应用上节能的有效性;现有文献普遍关 注能馈装置拓扑优化及控制优化,并未针对实 际工况下,能馈装置只工作在馈电模式进行详 细分析。

本文针对三相三电平能馈装置展开讨论,三 电平拓扑结构相较于两电平拓扑可以获得更优 异的谐波性能,但中点电位不平衡将带来输出电 压波形畸变、逆变器开关器件承受的电压不均 衡、电容的寿命降低等危害,文献[8]通过增加硬 件来控制中点电位平衡,文献[9]采用中点电位控 制因子对中点点位进行控制,中点电位平衡后存 在一定震荡。文献[10-11]介绍了基于零序分量 注入的三电平 SVPWM方法,该方法在实现三电 平脉冲生成上较为简单,但不利于进行中点电位 平衡控制。本文将基于矢量扇区的三电平 SVP-WM调制策略,通过调节首发短矢量作用时间进 行中点电位调节。

本文第1节将介绍能馈装置在地铁变电所中 的实际工况及其控制方法,第2节将介绍基于三 电平SVPWM的能馈装置中点电位控制算法,第3 节将通过实验对能馈装置的算法进行验证,最后 对全文做出总结。

### 1 城轨能馈装置工作原理

带有能馈装置的城轨牵引变电所结构如图1 所示。





相较于传统的只含有整流机组的牵引变电 所,能馈装置通过独立变压器实现并网,在列车 牵引供电时不投入,只作为整流机组的备用,在 列车制动时启动,实现能量向电网的回馈,即只 工作在功率因数为"-1"的逆变模式。

本文研究三相三电平四象限能馈装置结构 图如图2所示,其中,L为交流侧电感;C<sub>1</sub>,C<sub>2</sub>为 直流侧电容;U<sub>dc</sub>为直流侧电压。三电平拓扑结 构可以降低开关器件耐压,同时获得更好的谐波 性能。



图 2 三相三电平四象限变流器结构图 Fig.2 Structure diagram of three phase-three level-

### four quadrant converter

### 1.1 能馈装置基本控制方法

能馈装置基本控制算法一般采用基于同步 旋转坐标系的 d-q 解耦控制算法,其基本数学模 型如下式所示<sup>[12-13]</sup>:

$$\begin{cases} u_{d} = L \frac{\mathrm{d}i_{d}}{\mathrm{d}t} - \omega L i_{q} + U_{d} \\ u_{q} = L \frac{\mathrm{d}i_{q}}{\mathrm{d}t} + \omega L i_{d} + U_{q} \end{cases}$$
(1)

式中: $u_{a}$ , $u_{q}$ 为同步旋转坐标系下网侧交流电压分量; $i_{a}$ , $i_{q}$ 为同步旋转坐标系下网侧交流电流分量; $U_{a}$ , $U_{q}$ 为同步旋转坐标系下桥臂交流电压分量; $\omega$ 为电网角频率;L为网侧交流电抗器。

该系统交流侧接上级电网变压器副边,直流侧并 入城轨直流牵引网。

由上述*d*-q坐标系下的数学模型可见,三相 电流的*d*,q轴电流分量*i*<sub>d</sub>,*i*<sub>q</sub>互相耦合,为方便控 制器设计,在此引入电流前馈解耦控制,电流调 节器采用PI控制器,此时三相整流器电压指令为

$$\begin{cases} U_{d}^{*} = -(K_{p} + \frac{K_{i}}{s})(i_{d}^{*} - i_{d}) + \omega Li_{q} + u_{d} \\ U_{q}^{*} = -(K_{p} + \frac{K_{i}}{s})(i_{q}^{*} - i_{q}) - \omega Li_{d} + u_{q} \end{cases}$$
(2)

式中: $K_{p}$ , $K_{i}$ 分别为电流环比例与积分调节增益;  $i_{a}^{*}$ , $i_{q}^{*}$ 分别为d,q轴电流环目标值。

由电压外环与电流内环构成的系统控制框

图如图3所示。相较于两电平拓扑的调制策略, 三电平SVPWM调制方法较为复杂,本文采用三 电平SVPWM调制方法完成控制比较值的生成, 具体在第2节进行详细介绍。



图 3 能馈装置基本控制框图 Fig.3 Control block diagram of energy feedback devices

### 1.2 纯能馈模式控制判据给定策略

1.1小节所示的控制策略,适用于工作在四 个象限的工作模式,即无论能量的流动方向如 何,都可以使直流侧母线电压稳定在目标值,同 时保证单位功率因数。但在能馈装置的实际工 况中,其要求在列车牵引时停机,在列车进入再 生制动阶段,网压被抬升至一定值时才介入工 作,将能量回馈到上级电网的同时稳定牵引网 电压。

根据能馈装置的实际工况,结合图3所示的 能馈装置基本控制算法,给定变流器工作在纯能 馈模式的控制判据如下:

1)当网压 U<sub>n</sub>>U<sup>\*</sup><sub>dc</sub>时,能馈装置启机并网,开 始回馈能量,并将网压稳定在 U<sup>\*</sup><sub>dc</sub>,其中 U<sup>\*</sup><sub>dc</sub>由下式 计算得来:

$$U_{\rm dc}^{*'} = K U_{\rm n}^{*} \tag{3}$$

式中:U<sup>\*</sup><sub>w</sub>为系统直流电压启动阈值;U<sup>\*</sup><sub>n</sub>为牵引网 空载电压;K为并网系数,且K>1。

2)当*i<sub>d</sub>*<*i<sup>\*</sup><sub>a</sub>*,能馈装置停机。*i<sub>d</sub>*的变小代表列 车再生制动功率的下降,当功率小于给定阈值 时,能馈装置切除运行,网压随之下降,其中*i<sup>\*</sup><sub>a</sub>*由 下式计算得到:

$$i_{d}^{*'} = \frac{P_{\text{stop}}}{U_{\text{de}}^{*'}}$$
 (4)

式中:*P*<sub>stop</sub>为系统封脉冲停机功率;*i<sup>\*</sup><sub>d</sub>*为系统停机 *d*轴电流指令值。

该方式可保证能馈装置在固定功率下执行停机 指令。

结合上述能馈模式控制判据及能馈的实际 工作模式,其一个工作循环下,"列车再生制动功 率-牵引网网压-能馈装置启动与停机判据"关系 示意图如图4所示。





# 2 基于中点电位平衡的三电平SVPWM 调制方法

### 2.1 三电平 SVPWM 简介

采用三电平拓扑的三相变流器,其开关状态 可用如图5所示的空间矢量图表示。根据图5所 示的矢量长度不同,可将矢量分为长矢量(如 *pnn*)、中矢量(如 *pon*)、短矢量(如 *poo*)、零矢量 (如 *ooo*),设一相四个管子从上到下依次为1,2, 3,4管,其中p表示1,2管同时导通情况;o表示2, 3管同时导通的情况;n表示3,4管同时导通的情况<sup>[14-15]</sup>。



图5 三电平 SVPWM 矢量区域划分 Fig.5 Three-level SVPWM vector area

以七段式 SVPWM 调制方法为例,由于每个 短矢量均由两种状态构成,因此每次重构目标矢 量时,均以短矢量为首发矢量,其中目标矢量来 由图3所示的U<sub>a</sub>\*与U<sub>a</sub>\*进行坐标变换得到。

以目标矢量落在如图6所示的第一大扇区第 4小区为例,其矢量动作顺序依次为 oon pon poo ppo poo pon oon,设 oon,pon,poo 三个矢量作用时 间依次为 $T_1, T_2, T_3,$ 则有:

$$T_{s} = T_{1} + T_{2} + T_{3} \tag{5}$$

式中:T。为开关周期。



图 6 第一扇区矢量图 Fig.6 Vector diagram of sector one

由图6可知,当目标矢量落在第一大扇区第 4小区时,可列写方程如下:

$$\frac{U_{\rm dc}}{3}T_3 + \frac{U_{\rm dc}}{3}e^{j\frac{\pi}{3}}T_1 + \frac{\sqrt{3}U_{\rm dc}}{3}e^{j\frac{\pi}{6}}T_2 = U_{\rm ref}e^{j\theta}T_{\rm s}$$
(6)

式中:U<sub>de</sub>为能馈装置直流母线电压;U<sub>ref</sub>为目标矢量幅值; θ为目标矢量相角。

结合式(5),可解得:

$$\begin{cases} T_{1} = T_{s} - \frac{3T_{s}(U_{\alpha} - U_{\beta}/\sqrt{3})}{U_{d}} \\ T_{2} = \frac{3T_{s}(U_{\alpha} + U_{\beta}/\sqrt{3})}{U_{d}} - T_{s} \\ T_{3} = T_{s} - T_{1} - T_{2} \end{cases}$$
(7)

式中: $U_{a}$ , $U_{b}$ 为图3中 $U_{a}^{*}$ 与 $U_{a}^{*}$ 经坐标变换后的幅值。

同理可求得目标矢量落在其余矢量区间内 时的各分矢量作用时间。

根据七段式 PWM 工作原理,设在前半个开 关周期内,矢量变换时间节点分别为 $T_{01}$ , $T_{02}$ , $T_{03}$ , 对首发短矢量进行平均分配,其与矢量作用时间  $T_1$ , $T_2$ , $T_3$ 的关系如下式所示:

$$\begin{cases} T_{01} = 0.5 \frac{T_1}{2} \\ T_{02} = 0.5 \frac{T_1}{2} + \frac{T_2}{2} \\ T_{03} = 0.5 \frac{T_1}{2} + \frac{T_2}{2} + \frac{T_3}{2} \end{cases}$$
(8)

根据落在不同区间内的矢量作用顺序,即可 确定各开关管的工作状态。

2.2 基于三电平SVPWM中点点位平衡调制策略

三电平电路拓扑中点电位不平衡问题,本质 上是由于直流侧串联电容中点电流 I<sub>a</sub>流入、流出 所导致。 设*I*。由直流侧流入变流器侧方向为正,三相 电流*I*。,*I*。,*I*。由变流器流入交流电源方向为正。 当*I*。>0时,下侧电容放电,上侧电容充电;当*I*。<0 时,下侧电容充电,上侧电容放电。因此,根据直 流侧两个电容的电压关系及对应矢量区的*I*。电流 方向,即可调整中点电位。

根据2.1小节所示的三电平SVPWM矢量作 用原则,在各小扇区内,所选取的首发短矢量与 直流侧中点电容电流*I*。的关系如表1所示。

表1 短矢量选取与中点电流 I<sub>a</sub>关系表

Tab.1	Tab.1 Relationship between short vector selection and $I_o$			
大扇区	小扇区	首发短矢量	$I_o$	
1	1,3,5	$\begin{bmatrix} o & n & n \end{bmatrix}$	$I_a$	
	2,4,6	$[o \ o \ n]$	$-I_c$	
2	1,3,5	$[o \ o \ n]$	$-I_c$	
	2,4,6	[n  o  n]	$I_b$	
3	1,3,5	[n  o  n]	$I_b$	
	2,4,6	[n  o  o]	$-I_a$	
4	1,3,5	[ <b>n</b> o o]	$-I_a$	
	2,4,6	[n  n  o]	$I_c$	
5	1,3,5	[n  n  o]	$I_c$	
	2,4,6	[ <b>o n o</b> ]	$-I_b$	
6	1,3,5	[ <b>o n o</b> ]	$-I_b$	
	2,4,6	[ <b>o n n</b> ]	$I_a$	

设置*U*<sub>1</sub>为直流侧上侧电容电压,*U*<sub>2</sub>为下侧电容电压。

当 $U_1 > U_2$ 时,分 $I_a$ 两种状态讨论:

1)*I*<sub>2</sub>>0,需要减小下侧电容放电时间,即减小 首发短矢量状态的作用时间;

2)*I*<sub>6</sub><0,需要增加下侧电容充电时间,即增加 首发短矢量状态的作用时间。

当U1<U2时,对应工作原理相似。

根据上述原则,可以设计中点电位调节PI控制器,其输出作为中点电位调节系数k(-0.5<k<0.5),叠加到首发短矢量初始状态的时间计算上,进行作用时间的重分配。根据矢量区及匹配的首发短矢量状态,选择中点电位调节系数的作用方式,作用框图如图7所示。





Fig.7 Design of neutral point potential controller

根据重新分配得到的矢量状态变换时间节 点,即可控制中点电位平衡。

### 3 仿真与实验验证

### 3.1 中点电位平衡算法仿真验证

在 Matlab 环境下搭建如图2所示的三相三电 平电路,在稳态1.5 s 时刻加入中点电位平衡算 法,直流侧串联电容电压仿真结果波形图如图8 所示。





从图8可以看出,在中点电位算法投入前,两 个电容电压存在固有偏差,且存在明显震荡。在 1.5 s投入中点电位平衡算法之后,两电容电压交 替升降,中点电位处于动态平衡之中。

### 3.2 能馈模式及中点电位平衡算法实验验证

为模拟实际城轨牵引变电所工况,本文实验 环境以图1所示能馈装置+整流供电机组电源架构 为基础,搭建如图9所示的实验环境。





实验中,利用电机的牵引与制动模拟列车线上的牵引与制动,电机牵引时由整流机组供电,制动时能量由能馈装置回馈到上级电网,电机制动的峰值功率约600 kW。电机牵引时,直流网压下跌至1400 V附近,电机制动时直流网压抬升,当电压抬升至1700 V附近时,能馈装置启动,将网压稳定在1700 V。

利用数据采集设备采集的实验波形如图10 所示。





图 10a 为电机短时间内频繁牵引与制动时, 直流网压与交流电压、电流波形图,此时能馈装 置可以稳定工作。在电机牵引时网压降低,能馈 装置不动作;在制动时,网压上升,当电压达到能 馈装置启动阈值时,能馈装置介入,将能量回馈 到上级电网,并稳定牵引网电压。图 10b 为某次 电机牵引转制动时,能馈装置的直流网压与交流 电压、电流详细波形图,在能馈启动前,直流网压 有一段明显下降,此阶段为电机牵引阶段,整流 机组的供电特性导致网压有所下降,随着电机由 牵引转为制动,能馈装置稳定地投入运行,稳定 网压,随着制动状态进入末端,当制动功率下降 到一定值时,能馈装置切除运行,网压随之跌落 回整流机组供电电压。

在图 10b 所示的工况下,基于三电平 SVPWM 的中点电位平衡调节算法,得到中点电位波形图 如图 11 所示。图 11a 为直流侧串联电容电压上、 下侧波形图,图 11b 为上、下侧电容电压差值波形 图,可以看到中点电位平衡算法的有效性。



图 11 中点电位波形图 Fig.11 Waveforms of neutral point potential

### 4 结论

本文针对城市轨道交通中能馈装置只工作 在列车再生制动的工况,提出了纯能馈工作模式 的判据给定策略,同时基于三电平能馈装置电路 拓扑,提出了基于三电平SVPWM调制策略的中 点电位平衡控制算法,最后通过实验验证了能馈 给定判据及中点电位平衡算法的有效性。

#### 参考文献

[1] 蔡泳,马园园.浅谈城市地铁建设对经济的影响[J]. 宿州教

育学院学报,2013,16(2):29-31.

- [2] 李力鹏,方攸同,盛家川,等.城市轨道交通2种供电方式下供电系统功率因数分析[J].中国铁道科学,2009,30(6):67-71.
- [3] 张明锐,黎娜,龚晓冬.城轨交通牵引系统谐波电流引起的 主变压器降容率分析[J].铁道学报,2011,33(12):38-45.
- [4] 王高鹏, 耿志清, 张海龙, 等. 能馈式牵引供电装置在矿井辅助运输中的应用[J]. 电气传动, 2019, 49(9):88-91.
- [5] 张钢,刘志刚,王磊,等.能馈式牵引供电功率模块并联技术[J].
  电工技术学报,2010,25(6):77-82.
- [6] 李志广,金龙,杨轶成,等.基于比例正弦幅值积分器的地铁
  二重化能馈变流器控制[J].电力自动化设备,2017,37(9):
  146-152.
- [7] 卫巍,韩志伟,张钢.再生能馈装置在北京地铁工程中的应 用及节能效果分析[J].都市快轨交通,2016,29(4):107-110.
- [8] 马伏军,罗安,熊桥坡,等.一种简化型三电平高速铁路功率 调节器[J].电力系统自动化,2012,36(16):108-114.
- [9] 赵辉,李瑞,王红君,等.60°坐标系下三电平逆变器 SVPWM 方法的研究[J].中国电机工程学报,2008,28(24):29-45.
- [10] 谢积锦,何永玲,刘斌,等.新型的三电平逆变零序注入与优化[J].电气传动,2020,50(5):32-38.
- [11] 吴承天,王鲁杨,程肖肖,等.基于三电平逆变器的新型无扇 区 SVPWM 优化算法[J]. 电气传动,2016,46(4):26-29.
- [12] 郑宏伟,饶益花,陈文光.三相电压型PWM 整流器的双滑模 控制方案研究[J].电源学报,2014(1):96-102.
- [13] 佳丽,梁燕,万健如.三相电压型PWM整流器解耦控制研究[J]. 电源学报,2015,13(4):15-23.
- [14] 姜卫东,赵德勇,汪磊,等.一种以降低逆变器开关损耗为目标并考虑中点电位平衡的适用于中点钳位式三电平逆变器的调制方法[J].中国电机工程学报,2016,36(5):1376-1386.
- [15] 江才,宋文胜,王顺亮,等.一种三电平中性点钳位逆变器中 点电位控制算法[J].电力系统自动化,2014,38(7):88-94.

收稿日期:2020-05-09 修改稿日期:2020-06-23