基于变目标控制的 MMC-HVDC 控制策略

夏成军,刘志江,杜兆斌

(华南理工大学电力学院,广东广州 510641)

摘 要:针对现有柔性高压直流输电控制策略无法很好保证控制系统鲁棒性、稳定性和快速性的现状,提出了一种 变目标控制策略,将控制目标值分解为多个小目标,使系统快速无超调地分步达到指定目标,并提出了加入变目标 控制环节后 MMC-HVDC 控制系统 PI 参数的设置原则和变目标控制调节时间的设置方法。在 PSCAD/EMTDC 仿 真平台上搭建三端柔性直流输电系统模型进行仿真验证,结果表明设计的变目标控制策略能很好地解决调节速度 和超调量之间的矛盾,并能扩大 PI 环节参数的选取范围,增强控制系统的鲁棒性和适应性。 关键词:柔性直流输电系统;MMC 换流器;内外环控制;变目标控制策略;快速性;超调量 中图分类号:TM721.1 文献标志码:A 文章编号:2096-3203(2018)03-0007-07

0 引言

基于模块化多电平换流器的高压直流输电系统(modular multilevel converter high voltage direct current, MMC-HVDC)具有独立控制有功和无功、无换相失败风险、潮流调配灵活等优点,有利于构筑直流配电网和多端柔性直流输电系统等需要频繁调节潮流的电力网络^[1-4]。MMC-HVDC 的应用场合决定了其需要良好的控制性能,在保证直流输电系统电压和功率稳定的前提下提高潮流调配的灵活性和抗干扰能力。

文献[5]分析了 MMC 的电路结构和特性,得到 MMC 的简化电路模型,指出 MMC-HVDC 可以使用 传统电压源型换流器高压直流输电系统 (voltage source converter HVDC, VSC-HVDC)的双环控制策 略。文献[6]建立了换流器三相坐标系和旋转坐标 系下的基于端口受控耗散哈密尔顿(port-controlled hamiltonian with Dissipation, PCHD)模型,提出了一 种换流器的阻尼分配无源性(interconnection and damping assignment-passivity based, IDA-PB) 控制方 法,具有良好的动、静态性能和鲁棒性。由于 VSC-HVDC系统为非线性系统,文献[7]提出了一种基 于反步法的自适应控制以提高 VSC-HVDC 的动态 性能,其考虑了 VSC-HVDC 系统的非线性和参数的 不确定性。文献[8-10] 推导出 dq 同步坐标下的 VSC-HVDC 连续数学模型,设计了内外环控制,利用 前馈补偿来消除换流器模型中 d 轴和 q 轴之间的耦 合,实现了有功功率和无功功率、直流电压和无功

收稿日期:2018-01-05;修回日期:2018-02-08 基金项目:国家自然科学基金资助项目(51577071);广东省 自然科学基金资助项目(2015A030313202) 功率的独立控制。文献[11—12]设计了针对 VSC-HVDC 的模糊自适应 PI 控制策略,改进了系统动、 稳态性能,减少在起始阶段的超调,并在稳态时转 为 PI 控制以避免模糊控制的抖震现象。文献[13] 利用平坦系统控制理论建立 VSC-HVDC 的双环控 制系统,其特点是不需要精确的数学模型,系统的 适应性更强,有利于提高控制系统的动态性能。

目前国内外研究中, MMC-HVDC 大部分都采用 经典双环控制策略。双环控制策略结构简单,不依 赖精确的数学模型,具有较强的适应性,但存在快 速性与超调量的矛盾,且 PI 环节参数难以整定,无 法很好地保证控制系统的鲁棒性、稳定性和快速 性。本文根据简化后的 MMC-HVDC 数学模型和离 散的双环控制策略,设计了对应的变目标控制策 略,将控制的最终目标值分成多个小目标,使系统 在一定时间内无超调快速分步达到指定的目标值, 解决快速性和超调量的矛盾,简化系统的双环控制 PI参数的整定,并提高了控制系统的鲁棒性。在此 基础上,分析了加入变目标控制环节后双环控制 PI 参数的设置原则,并基于改进的时间误差积分(integrated time and absolute error, ITAE)指标,提出了变 目标控制策略调节时间参数的优化方法。在 PSCAD/EMTDC 仿真平台中搭建三端柔性直流输电 模型测试本文设计变目标控制策略的性能。仿真 结果表明,加入变目标控制环节可以有效提升 MMC-HVDC 控制系统直流电压、直流有功功率恢复 速度,有效维持系统的稳定运行。

1 MMC-HVDC 数学模型和内外环控制

MMC 模块由 6 个桥臂组成,每个桥臂由若干个相同的子模块与阀阻抗 L_0 、电阻 R 串联组成。在研

究 MMC-HVDC 的外部控制时,子模块可以被认为 是一个电压源,MMC 等效电路如图 1 所示。





根据 MMC-HVDC 连续时间数学模型设计的控制器也是连续时间状态控制器,而实际控制器系统通常采用微机控制,其采样有时间间隔,控制器只能根据采样时刻的偏差值计算控制量^[14]。为了适应微机控制,对 MMC-HVDC 连续时间数学模型^[5]进行离散化,推导稳态时 MMC-HVDC 离散数学模型,整流侧的交流侧数学模型:

$$v_d(k) = u_d(k) + (\frac{L_0}{T_s} + \frac{R}{2}) [i_d(k) - i_d(k-1)] + \omega L$$

$$Ri_{d}(k-1) - \frac{\omega L_{0}}{2} [i_{q}(k) + i_{q}(k-1)] \quad (1)$$

$$v_{q}(k) = u_{q}(k) + \left(\frac{R}{2} + \frac{L_{0}}{T_{s}}\right) \left[i_{q}(k) - i_{q}(k-1)\right] + \omega L_{0}$$

$$Ri_{q}(k-1) + \frac{\omega L_{0}}{2} [i_{d}(k) + i_{d}(k-1)] \quad (2)$$

式中: v_{d} 、 v_{q} , u_{d} 、 u_{q} , i_{d} 、 i_{q} 分别为 dq 同步旋转坐标系 下 MMC 换流器输出的基波电压向量,交流母线基 波电压向量和电流基波向量, ω 为系统的角频率, T_{s} 为采样时间。整流侧的直流侧数学模型:

$$I_{cc}(k) = C[U_{dc}(k) - U_{dc}(k-1)]/T_{s} + \frac{3(u_{d}i_{d} + u_{q}i_{q}) - P_{loss}}{2U_{s}(k)}$$
(3)

式中:*I*_{cc}为直流线路上的电流;*P*_{loss}为换流器和变压器损耗之和。

根据式(1)(2)和数字 PI 控制器的特性,可以 设计出基于微机控制的离散电流内环控制策略:

$$v_{d,ref}(k) = K_{P} \{ [i_{d,ref}(k) - i_{d}(k)] + \frac{1}{K_{I}} \sum_{n=0}^{k-1} [i_{d}(n) - i_{d}(n-1)] \} - \frac{\omega L_{0}}{2} [i_{q,ref}(k) + i_{q}(k)] + u_{d}(k)$$
(4)

$$v_{q,ref}(k) = K_{p} \{ [i_{q,ref}(k) - i_{q}(k)] + \frac{1}{K_{1}} \sum_{n=0}^{k-1} [i_{q}(n) - i_{q}(n-1)] \} - \frac{\omega L_{0}}{2} [i_{d,ref}(k) + i_{d}(k)] + u_{q}(k)$$
(5)

式中:下标为 ref 的变量为指令参考值; $K_{\rm P}$ 为 PI 环节的比例环节系数, $K_{\rm I}$ 为积分环节系数。 $i_{d,\rm ref}$ 、 $i_{q,\rm ref}$ 可由外环控制输入得到, $v_{d,\rm ref}$ 、 $v_{q,\rm ref}$ 为阀组控制的参考值。



图 2 内环控制的控制框图

Fig.2 Control block diagram of inner loop control

外环控制根据有功功率、无功功率以及直流电 压的参考值,计算内环电流控制的参考值。多端柔 性直流系统正常运行时,各端中必须有一端换流站 采用定直流电压控制,用于稳定系统的直流电压, 并配合定无功功率控制;其他换流站一般采用定有 功功率控制和定无功功率控制。



图 3 外环控制器控制框图



2 变目标控制策略设计

通过对 MMC-HVDC 控制系统快速性和超调量 之间的矛盾关系研究发现,传统的双环控制系统接 收到阶跃信号时,控制系统的输入突变为 e=u-v₀, 但是系统的控制量只能从 0 开始连续变化,并不能 突变。在实际控制过程中,控制效果受系统的执行 机构和系统状态的约束,控制的变量限制在一定的 范围。在该范围内被控系统能根据控制系统的要 求进行调整,超出该范围时控制系统的控制量有可 能不是计算值,控制系统进入饱和状态,从而引起

超调。

为了解决传统双环控制中快速性与超调量的 矛盾,在外环控制目标值的输入后添加变目标控制 环节,如图4虚线框内所示。



图 4 加入变目标控制的双环控制 Fig.4 Inner and outer ring control with variable target

本文所加入的变目标控制在被控量初始值和 最终目标状态之间,根据系统的承受能力或控制需 要,将最终目标值按照一定的曲线分割成多个小目 标,使被控量分步达到每一个小目标,最终达到目 标值。变目标控制的目的是让系统的调整曲线跟 随所设定的变目标曲线,逐步达到目标值,实现快 速无超调控制。

变目标控制实际上是一种安排过渡过程的方法。工程上通常把被控制量从开始状态到进入目标值±5%偏差范围内且不再越出的过程称为过渡过程。被控制量的过渡过程一般由被控制对象和 控制器决定^[15-16]。

变目标控制环节的设计原则:

(1) 变目标控制环节函数需要与系统的阶相匹 配,与根据关注的控制参数所得到的简化后控制系 统阶数相等^[15]。假设 MMC-HVDC 系统三相平衡, 可以将 MMC 换流器的所有直流电容都化为一个整 体^[17],并且通过双环控制使 *d* 轴和 *q* 轴解耦,得到 MMC 平均值模型等效电路,简化后的 MMC-HVDC 系统为三阶系统。

(2)由于变目标控制环节的输出随时间变化, 开始时必须有一个非0的加速度。

(3)当达到调节时间时,变目标控制环节的输出为最终的目标值,且输出值的变化速率为0,以保证加入的变目标环节不影响最终的稳态值。

(4)加入变目标控制环节后的控制系统在调整 时,系统电气量的变化不能超过设备和系统稳定要 求的范围。

根据上述原则设计了新增的变目标控制环节 的函数,其函数表达式为:

$$A = U_0 + V^* (A_{\rm ref} - U_0)$$
 (6)

$$V^* = \begin{cases} \frac{16t^3}{3T^3} & (t \le \frac{T}{4}) \\ \frac{1}{6} - \frac{2t}{T} + \frac{8t^2}{T^2} - \frac{16t^3}{3T^3} & (\frac{T}{4} < t \le \frac{3T}{4}) \\ -\frac{13}{3} + \frac{16t}{T} - \frac{16t^2}{T^2} + \frac{16t^3}{3T^3} & (\frac{3T}{4} < t \le T) \end{cases}$$
(7)

式中:A 为加入变目标控制环节后的目标值;U₀为控制开始前被控制量的初始值;A_{ref}为最终目标值;V*为一个随时间变化的参数;T 为根据系统调节极限设置的调节时间。

变目标控制环节设计流程图如图 5 所示。

| 确定系 统阶数 → 设计变目标 环节函数 → 检验控 制效果 | |
|---|--|
|---|--|

图 5 变目标控制环节设计流程

Fig.5 Design flow chart of variable target control

3 变目标控制策略对双环控制 PI 参数的 影响

变目标控制环节加入前,系统输入为目标值与 实际值之差,加入后,柔性直流输电双环控制的输 入被分割成若干小目标,使控制过程中出现多个稳 态过程。

对于外环的偏差比例控制,以定直流电压外环 控制为例:

$$U_{\rm p1}(k) = K_{\rm p1}e_1(k) = K_{\rm p1}[U_{\rm dc,ref}(k) - U_{\rm dc}(k)]$$
(8)

$$U_{p2}(k) = K_{p2}e_{2}(k) =$$

$$K_{p2} \{ U_{dc,0} + V^{*} [U_{dc,ref}(k) - U_{dc,0}] - U_{dc}(k) \}$$
(9)

式中: $U_{de,0}$ 为控制开始前直流电压的初始值; e_1 , e_2 分别为变目标控制环节加入前后的偏差输出值; U_{p1} , U_{p2} 分别为变目标控制环节加入前后的偏差比例控制输出值。

在阶跃信号输入初始时刻,式(9)偏差比例环 节输出值远小于式(8)的输出值,即初始力较小,需 要采用较大的比例系数给予激励。另外,在每个分 段目标的调节过程中,当 $U_{dc,0} + V^*[U_{dc,ref}(k) - U_{dc,0}] > U_{dc}(k)$ 时,为正激励;当 $U_{dc,0} + V^*[U_{dc,ref}(k) - U_{dc,0}] < U_{dc}(k)$ 时,为负激励。式 (9)在每个分段目标调整过程中均有一次正负激励 转换的机会,而式(8)在整个控制过程只有一次正 负激励转换的机会,如图 6 所示。正负激励转换机 会越多,控制曲线越能贴近所设计的变目标控制曲 线,从而提高控制系统的鲁棒性和适应性^[18]。



图 6 变目标控制与传统控制的偏差比例控制对比 Fig.6 Contrast of variable target control and traditional control

对于偏差积分环节,以定直流电压控制为例:

$$U_{12}(k) = \frac{1}{K_{11}} \sum_{n=0}^{k} e_1(n) = \frac{1}{K_{11}} \sum_{n=0}^{k} (U_{dc,ref} - U_{dc})$$
(10)

$$U_{12}(k) = \frac{1}{K_{12}} \sum_{n=0}^{k} e_2(n) = \frac{1}{K_{12}} \sum_{n=0}^{k} \{ U_{dc,0} + V^* [U_{dc,ref}(k) - U_{dc,0}] - U_{dc}(k) \}$$
(11)

式中:U₁₁、U₁₂分别变目标控制环节加入前后的偏差 积分控制输出值。其中,双环控制 PI 控制器的积分 环节采用积分分离法,即:

$$e(n) = \begin{cases} e(n) & e(n) \leq \varepsilon \\ 0 & e(n) > \varepsilon \end{cases}$$
(12)

式中: ε 为积分分离常数。

如图 7,当积分输入量(目标值与实际值之差) 大于设定的偏差值时,不计入 PI 控制器的积分累 加;当积分输入量小于或等于设定的偏差值时,则 计入 PI 控制器的积分累加。



图 7 积分分离法流程

Fig.7 Flow chart of integral separation method

对于未加入变目标控制环节的外环控制偏差 积分环节,控制开始时,前几个采样周期的积分输 入量有可能会超过设定的偏差值,从而被舍弃,仅 在积分输入量小于或等于设定的偏差值时才会计 入积分累加。变目标控制环节将最终目标分成若 干个小目标,每段控制的输入值较小,使得大部分 甚至是全部控制过程积分环节都能起作用。加入 变目标控制环节后,可以设置较小的积分分离常数 *ε* 和积分常数 *K*₁。PI 控制与变目标控制配合形成 温和的积分控制,这样既可以保证系统的调节精度 和良好的静态误差消除速率,也可以减少超调量。

综合以上分析,加入变目标控制环节后,双环 控制 PI 环节的比例系数 K_p应选择较大,从而获得 较大的初始力;积分系数可以选择较小,避免积分 饱和。系统的动态误差依靠比例环节消除,稳态误 差由积分环节进行消除。加入变目标控制环节后, 如果设计的变目标曲线与实际的被控制量曲线重 合,实际上就降低了双环控制的 PI 控制参数对过渡 过程的影响,提高了控制系统的鲁棒性和适应性,PI 环节参数整定也变得更简单。在系统所能达到的 极限内合理设置变目标控制策略的调节时间 T 和 双环控制的 PI 参数,可以使控制既满足快速性,也 没有超调量。

4 变目标控制策略调节时间 T 的设置

4.1 改进的 ITAE 性能指标

ITAE 指标是一种控制系统性能评价指标,具有 良好的工程实用性,其含义为时间乘以误差绝对值 积分,具体表达式为^[19]:

$$J_{\text{ITAE}} = \int_{0}^{\infty} t \left| e(t) \right| dt$$
 (13)

式中:e(t)为被控制量与最终控制目标的误差值;t 为时间。

ITAE 指标缺少对超调量的考虑,为了更全面地 评价控制系统的性能,提出一种改进的 ITAE 评价 指标,加入控制系统的超调量作为参考,将时间乘 以误差绝对值积分和超调量的百分比进行加权 求和:

$$J_{\text{TTAE}}^{*} = K_{1} \int_{0}^{\infty} t \left| e(t) \right| dt + K_{2} \sigma \%$$
(14)

式中: σ % 为系统的超调量百分比; K_1 与 K_2 为加权系数。

改进的 ITAE 指标可以更全面地评价控制系统 稳态、动态误差消除的性能,其值越小,则控制系统 消除误差越快,性能越优。应用改进的 ITAE 指标 对加入变目标控制环节后的 MMC-HVDC 控制系统 性能进行评价,并将该指标作为整定变目标控制策 略调节时间 *T* 寻优算法的性能指标函数。

4.2 变目标控制策略最优调节时间

调节时间 T 为 MMC-HVDC 变目标控制系统的 重要参数之一,对控制系统的性能有重要的影响, 为了得到使控制系统性能最优的变目标控制策略 调节时间,采用爬山法对调节时间 T 进行优化。

爬山法是一种最优化算法,一般从一个随机解 和随机方向开始寻找最优解,当找到的新解比原有 的解更优,则确定为最优解方向,并在此方向继续 寻找;当原来的解比新解更优,则更换寻找方向。 按照此方法进行优化,得到一个最优解。

基于爬山法原理,对变目标控制策略调节时间 T进行优化的具体步骤为:

(1)根据工程经验得出未加入变目标控制环节的控制系统上升时间,作为优化前的初值;

(2) 对加入变目标环节后的系统进行阶跃响应 试验,根据阶跃响应曲线,计算改进后的 ITAE 性能 指标值;

(3) 根据得到的指标值评价 MMC-HVDC 变目 标控制系统的性能优劣,采用爬山法确定最优解的 方向,并在调节时间 T 增加一个介于±(0.001~ 0.005) s之间的随机时间,得到新的变目标控制策 略调节时间 T,重复步骤(2)(3)直至找到最优值。

5 仿真验证

如图 8 所示,在 PSCAD/EMTDC 仿真平台上搭 建三端柔性直流输电模型,仿真验证设计的变目标 控制策略对多端柔性直流输电系统的影响。



图 8 三端柔性直流输电系统拓扑结构

Fig.8 Three-terminal MMC-HVDC topology 各换流站参数设定值如表1所示。

表 1 各换流站参数 Tab.1 Parameters of converter stations

| 系统参数 | 换流站1 | 换流站2 | 换流站 3 |
|--------------|----------------------|--------------------|----------------------|
| 交流电压额定值/kV | 110 | 110 | 110 |
| 基波频率/Hz | 50 | 50 | 50 |
| 变压器变比 | 110/166 | 110/166 | 110/166 |
| 变压器接线 | \bigtriangleup / Y | \bigtriangleup Y | \bigtriangleup / Y |
| 子模块电容/μF | 300 | 300 | 300 |
| 直流电压参考值/kV | 320 | 320 | 320 |
| 有功功率参考值/p.u. | 1 | -0.4 | -0.6 |

三端柔性直流输电系统采用主从控制,换流站 1为主控制站,采用定直流电压控制和定无功功率 控制;换流站2、3为从控制站,采用定直流侧有功功 率控制和定无功功率控制。换流站2作为备用主控 站,当换流站1故障停运时,上层控制系统自动把主 控站释放给换流站 2,换流站 2 控制方式变为定直 流电压控制和定无功功率控制。

5.1 暂态故障恢复过程中变目标控制策略的控制 效果

在换流站1模拟交流侧三相短路故障,故障点 设置在变压器和 MMC 换流站之间,故障使换流站 变压器和 MMC 换流站每一相都产生过电流,如果 不及时切除故障,可能导致元件损坏甚至系统崩 溃。设置系统在 5.05 s 时发生交流侧三相短路故 障,持续0.1 s,故障后0.05 s,交流断路器启动,切除 短路故障,换流站1紧急停运,上层控制器使换流站 2 切换到定直流电压控制。在换流站 2 的定直流电 压控制加入变目标控制环节,加入变目标控制环节 的外环 PI 参数整定为 $K_{\rm pl}$ = 2000, $K_{\rm II}$ = 0.01; 内环控 制 PI 参数整定为 $K_{p2} = 1, K_{12} = 0.01;$ 经优化后变目 标控制策略的调节时间 T=0.103 s。作为对比的经 典外环控制 PI 参数整定为 K_{n1} = 20, K₁₁ = 0.01, 内环 控制 PI 参数整定为 K₁₂=1, K₁₂=0.01。图 9 中 VAPI 曲线是采用变目标控制策略的控制曲线,PI曲线是 采用经典双环控制策略曲线。





短路故障切除后,为了稳定直流电压,换流站 2 需要补偿换流站 1 闭锁导致的不平衡功率,经典双 环控制和加入变目标控制环节后的双环控制都能 使系统经过一定时间后达到稳定的直流电压和有 功功率。但从图 9 的仿真结果可以看出,加入变目 标控制环节后的控制系统比经典双环控制系统调 节速度更快,超调量更小。采用变目标控制策略 后,换流站 2 有功功率上升时间比采用经典双环控 制策略缩短 33.3%,换流站 3 有功功率上升时间也 缩短 33.7%。对于关系到直流输电系统稳定的直流 电压,两种控制方式的直流电压上升时间相同,但 是经典双环控制策略下电压超调量为46.7%, 而变目标控制策略下的电压超调量几乎为0。

可见,在暂态故障后的恢复过程中,采用加入 变目标控制策略的双环控制能有效加快恢复速度, 减少超调量。

5.2 变目标控制系统的鲁棒性和适应性

5.2.1 相同目标不同 PI 参数控制效果

在三端柔性直流输电系统模拟换流站 2 有功功 率阶跃指令提升 1 p.u.,实现潮流反转,观察换流站 2 有功功率变化情况。在 5.1 s 时,换流站 2 收到有 功功率阶跃指令,提升 1 p.u.。换流站 2 采用定有 功功率控制策略,并采用变目标控制策略,设置不 同的内外环控制系统 PI 环节参数,如表 2 所示。考 察相同目标不同控制参数下的控制效果,验证控制 系统的鲁棒性。

表 2 仿真曲线与控制参数对应表 Tab.2 Control parameters

| 控制结果 | $K_{\rm p1}$ | $K_{\rm p2}$ | K_{I1} | K_{12} | |
|------|--------------|--------------|----------|----------|--|
| 曲线 1 | 200 | 1 | 0.01 | 0.01 | |
| 曲线 2 | 400 | 1 | 0.01 | 0.01 | |
| 曲线 3 | 1000 | 1 | 0.01 | 0.01 | |

由图 10 可知变目标控制策略在不同双环控制 PI 参数下,都能较好地按照所设定的变目标控制曲 线达到目标值,变目标控制策略可以有效降低系统 对控制参数的敏感性。





Fig.10 Control effect of converter station 2 active power with different PI parameters on the same target

5.2.2 不同目标下控制系统的适应性

为了检验采用变目标控制策略的 MMC-HVDC 控制系统在相同控制参数下对不同目标值的阶跃 响应能否根据设计的目标曲线分步达到目标值,对 换流站2进行不同目标值下的有功功率阶跃试验, 考察换流站2有功功率的阶跃响应。5.1 s时,换流 站2收到有功功率阶跃指令,提升1 p.u.,1.5 p.u., -0.5 p.u.。换流站2采用定有功功率控制策略,并 加入变目标控制环节,其中外环控制 PI 参数整定为 $K_{p1} = 400, K_{11} = 0.01$,内环控制 PI 参数整定为 $K_{p2} = 1, K_{12} = 0.01$,变目标控制策略的调节时间 T = 0.103 s。

由图 11 可知,系统对不同目标值的阶跃响应都 能很好地跟踪变目标控制曲线,并快速且无超调地 达到最终的目标值。这说明加入变目标控制环节 可以有效降低 MMC-HVDC 控制系统对控制对象和 控制目标的敏感性,提高控制系统的适应性。



图 11 不同目标相同控制参数的换流站 2 有功功率阶跃响应

Fig.11 Step response of converter station 2 active power with the same control parameters on different targets

6 结语

本文根据简化后的 MMC-HVDC 数学模型和离 散的内外环控制设计了变目标控制策略,推导了加 入变目标控制环节后的控制系统 PI 参数设置原则, 并对变目标控制策略调节时间进行优化。最后在 PSCAD/EMTDC 仿真 平台上对所设计的 MMC-HVDC 变目标控制策略进行仿真验证,仿真结果显 示所设计的变目标控制策略可以使 MMC-HVDC 控 制系统 PI 参数整定范围增大,增强控制系统的鲁棒 性,并且解决了直流有功功率和直流电压调整中快 速性和超调量之间的矛盾,具有良好的稳态和暂态 运行性能。

参考文献:

- MUYEEN S M, TAKAHASHI R, TAMURA J. Operation and control of HVDC-connected offshore wind farm[J]. IEEE Trans on Sustainable Energy, 2010, 1(1): 30–37.
- [2] 徐 政,张哲任,刘高任.柔性直流输电网的电压控制原理研究[J].电力工程技术,2017,36(1):54-59.
 XU Zheng, ZHANG Zheren, LIU Gaoren. Research on voltage control principle of flexible DC transmission power grid[J]. Electric Power Engineering Technology, 2017, 36(1):54-59.
- [3] 刘志江,夏成军,杜兆斌. 多端柔性直流输电系统直流电压 模糊控制策略[J]. 电力工程技术, 2017, 36(2): 21-26,87.

LIU Zhijiang, XIA Chengjun, DU Zhaobin. Research of DC voltage fuzzy control strategy for VSC-MTDC systems[J]. Electric Power Engineering Technology, 2017, 36(2): 21-26,87.

- [4]张 昕,杜俊杰,曾 东,等.含VSC-HVDC系统的风光并网极限容量的研究[J].浙江电力,2016,35(12):64-68.
 ZHANG Xin, DU Junjie, ZENG Dong, et al. Capacity limit research on grid integration of wind and PV power with VSC-HVDC systems[J].Zhejiang Electric Power, 2016, 35(12):64-68.
- [5] 管敏渊, 徐 政. 模块化多电平换流器型直流输电的建模与 控制[J]. 电力系统自动化, 2010, 34(19): 64-68.
 GUANG Minyuan, XU Zheng. Modeling and control of modular multilevel converter in HVDC transmission[J]. Automation of Electric Power Systems, 2010, 34(19): 64-68.
- [6] 范心明,管 霖,夏成军,等. 基于 PCHD 模型的柔性直流 输电鲁棒控制[J]. 电力系统自动化,2013,37(15):40-46.

FAN Xinming, GUAN Lin, XIA Chengjun, et al. PCHD based robust control of VSC-HVDC transmission based on Port-controlled Hamiltonian with Dissipation[J]. Automation Of Electric Power Systems, 2013, 37(15):40-46.

- [7] RUAN S Y, LI G J, JIAO X H, et al. Adaptive control design for VSC-HVDC systems based on backstepping method[J]. Electric Power Systems Research, 2007, 77(5 - 6): 559-565.
- [8] 赵成勇,李金丰,李广凯.基于有功和无功独立调节的 VSC-HVDC控制策略[J].电力系统自动化,2005,29(9): 24-28,34.

ZHAO Chengyong, LI Jinfeng, LI Guangkai. VSC-HVDC control strategy based on respective adjustment of active and reactive power[J]. Automation of Electric Power Systems, 2005, 29(9): 24–28,34.

- [9] 董云龙,包海龙,田杰,等.柔性直流输电控制及保护系统[J].电力系统自动化,2011,35(19):89-92.
 DONG Yunlong, BAO Hailong, TIAN Jie, et al. Control and protection system for VSC-HVDC[J]. Automation Of Electric Power Systems. 2011,34(19):89-92.
- [10] COLE S, BELMANS R. A proposal for standard VSC HVDC dynamic models in power system stability studies [J]. Electric Power Systems Research, 2011, 81(4):967-973.
- [11] 郑连清, 池俊锋, 陆治国. 基于三级模糊自适应 PI 控制的 VSC-HVDC 控制器设计[J]. 电力系统保护与控制, 2011, 39(23):117-122.

ZHENG Lianqing, CHI Junfeng, LU Zhiguo. Three-step fuzzy adaptive PI controller for VSC-HVDC system [J]. Power System Protection and Control, 2011, 39(23): 117-122.

[12] 郑连清, 池俊锋. 新型 VSC-HVDC 控制器设计[J]. 电网技 术, 2012, 36(3): 210-216.

ZHENG Lianqiang, CHI Junfeng. Design of a new type of VSC-HVDC controller[J]. Power System Technology, 2012, 36(3): 210-216.

- [13]何大清,蔡 旭. 基于平坦系统的 VSC-HVDC 控制[J]. 电 工技术学报, 2012(12): 233-239.
 HE Daqing, CAI Xu. Flatness-based control of VSC-HVDC
 [J]. Transactions of China Electrotechnical Society, 2012, 27 (12): 233-239.
- [14] 魏晓光,汤广福,郑健超. 电压源高压直流输电离散模型 及其控制策略[J]. 中国电机工程学报, 2007, 27(28): 6 -11.

WEI Xiaoguang, TANG Guangfu, ZHENG Jianchao. Study of VSC-HVDC discrete model and its control strategies [J]. Proceedings Of The Chinese Society For Electrical Engineering, 2007, 27(28): 6-11.

- [15] 韩京清. 自抗扰控制技术:估计补偿不确定因素的控制技术[M]. 北京:国防工业出版社, 2008.
 HAN Jingqing. Active disturbance rejection control techniquethe technique for estimating and compensating the uncertainties
 [M].Beijing: National Defence Industry Press, 2008.
- [16] 黄焕袍,万 晖,韩京清. 安排过渡过程是提高闭环系统 "鲁棒性、适应性和稳定性"的一种有效方法[J]. 控制理论 与应用, 2001, 18(s1): 89-94.
 HUANG Huanpao, WAN Hui, HAN Jingqing. Arranging the transient process is an effective method improved the "robustness, adaptability and stability" of closed-loop system [J], Control Theory & Application, 2001, 18(s1): 89-94.
- [17] 郭 捷. 模块化多电平换流器在 HVDC 应用的若干关键问题研究[D]. 杭州:浙江大学, 2013.
 GUO Jie. Research on several issues in modular multilevel converter for HVDC application[D]. Hangzhou: Zhejiang University, 2013.
- [18] 郭 赣,朱 熙. 基于过渡过程安排的 PID 控制器设计
 [J]. 宇航学报, 2012, 33(7): 930-935.
 GUO Gan, ZHU Xi. Design of PID controllers based on arranging the transient process[J]. Journal of Astronautics, 2012, 33(7): 930-935.
- [19] 杨启文,阳外玲,薛云灿,等.基于 Maclaurin 展开的时间 绝对误差积分次优时滞系统设计[J].控制理论与应用, 2011,28(12):1831-1836.

YANG Qiwen, YANG Wailing, XUE Yuncan, et al. Design of integral time absolute error suboptimal tiem-delay system based on Maclaurin expansion [J]. Control Theoty & Applications, 2011, 28(12): 1831-1836.

作者简介:



夏成军(1974—),男,博士,副教授,研究 方向为电力系统稳定分析与控制、HVDC与 FACTS(E-mail:cjxia@scut.edu.cn);

刘志江(1992—),男,硕士研究生,研究方 向为柔性直流输电系统;

杜兆斌(1977一),男,博士,副教授,主要 从事电力系统运行与稳定、电网规划工作等。

(下转第54页)

Research on Resonance Suppression Strategy of T-SAPF Filtering System Based on Virtual Damping Control

WEI Jiahao¹, SONG Haiyang¹, ZHAO Yulin², CHANG Xinrui³

(1. State Grid Taizhou Power Supply Company, Taizhou, 225300, China;

2. State Grid Jiangsu Electric Power Co., Ltd. Research Institute, Nanjing, 211103, China;

3. School of Electrical Engineering & Automation, Harbin Istitute of Technology, Harbin, 150001, China) Abstract: In order to reduce the harmonic pollution in the grid caused by strong nonlinear loads such as rectifier and inverter, a hybrid filtering system T-SAPF composed of shunt active power filter (SAPF) and thyristor switched filter (TSF) is proposed in this paper. In view of the parallel resonance potentially arised between TSF and the grid, the resonance mechanism is analyzed in detail and a virtual damping control strategy of SAPF for suppressing parallel resonance of the system is proposed. The self-tuned filtering algorithm is used to extract the instruction of damping current and the effective range of the damping coefficient is defined by three constraint conditions. The simulation results show that the parallel resonance of the system can be effectively restrained by the proposed virtual damping control strategy, the distortion degree of the PCC voltage in the resonance is reduced, and the effect of harmonic current compensation is also guaranteed.

Key words: T-SAPF; virtual damping control; damping coefficient; resonance suppression; harmonic compensation

(编辑 胡昊明)

(上接第13页)

MMC-HVDC Control Strategy Based on Variable Target Control

XIA Chengjun, LIU Zhijiang, DU Zhaobin

(School of Electric Power, South China University of Technology, Guangzhou 510641, China)

Abstract: In view of the existing control strategy of MMC-HVDC cannot guarantee the robustness, stability and fastness of the control system, a variable target control strategy is proposed. It divided the target value into multiple small targets, so that the system quickly reaches the target step by step without overshoot. Moreover, the setting principle of the PI parameter of the MMC-HVDC control system with variable target control and the setting method of the variable target control time are put forward. Finally, a three-terminal MMC-HVDC is built and simulated with PSCAD/EMTDC. The result of simulation demonstrates that the variable target control strategy can overcome the paradox between adjusting speed and overshoot, and the PI control unit parameter setting range is expand. The results clearly verifies enhancement in the robustness and adaptability of the system.

Key words: MMC-HVDC; MMC; inner and outer ring control; variable target control strategy; speediness; overshoot

(编辑 胡昊明)

(上接第47页)

Emergency Load Shedding of User Low Voltage Based on Grid-load Terminal

LU Yujun¹, LI Cheng¹, JIANG Hongcheng², LIU Haibo³, CHEN Hao¹, GE Yonggao¹, WANG Fuliang¹

(1. Jiangsu Frontier Electric Power Technology Co., Ltd., Nanjing 211102, China;

2. State Grid Nantong Power Supply Company, Nantong 226001, China;

3. School of Electrical Engineering, Southeast University, Nanjing 210096, China)

Abstract: In the power user installed grid-load terminal, many important loads at low voltage are cut in large power users during emergency load shedding action. In order to reduce the adverse affect to power users, a detailed inquiry of user low voltage load is executed in fields on load character, volume and switch devices. According to the needs of precise acquisition and emergency control of user 400 V load, also for economic reasons, three schemes are proposed for user 400 V load swift shedding. A novel terminal subunit based on GOOSE communication is developed at decentralized and concentrated user loads. Through improvement, the 400 V load cutting delay is reduced and the performance can satisfy the requirements of emergency load shedding.

Key words: emergency load shedding; grid load terminal; power user; load control

(编辑 陈 娜)