文章编号:1674-2974(2021)02-0103-09

DOI:10.16339/j.cnki.hdxbzkb.2021.02.013

一种可再生能源接入的多端口 变换器及其能量协同管理

陆海1,杨洋1,李耀华2,苏适1,罗恩博1,朱真3+,马伏军3

(1. 云南电网有限责任公司 电力科学研究院,云南 昆明 650217;

2. 云南电网有限责任公司 大理供电局,云南 大理 671000;

3. 湖南大学 电气与信息工程学院, 湖南 长沙 410082)

摘 要:针对水力发电和光伏发电存在功率波动大、稳定性差等问题,提出了一种适应新 能源接入的多端口变换器及能量协同控制方案.首先,针对多端口变换器常见的拓扑结构进 行了对比分析,选定了多端口变换器的拓扑结构;其次,针对多种新能源(如光、水、风力等)能 量互补的一般性问题,提出了一种基于多端口变换器的多模态能量协同控制方案.最后,仿真 模拟了多工况下的运行状态,仿真结果表明,双层控制策略能有效地实现能量协调调度,能解 决某局部区域内的负荷季节性过载问题.该多端口变换器能实现对直流母线电压、输出功率等 关键参数的控制,具有较强的适应能力.

关键词:多端口变换器;能量协同控制策略;多模态;可再生能源 中图分类号:TE151 文献标志码:A

A Multi-port Converter for Renewable Energy Access and Its Energy Cooperative Control

LU Hai¹, YANG Yang¹, LI Yaohua², SU Shi¹, LUO Enbo¹, ZHU Zhen^{3†}, MA Fujun³

(1. Power Research Institute of Yunnan Power Grid Co, Ltd, Kunming 650217, China;

2. Power Grid Co Ltd, Dali Power Supply Bureau, Dali 671000, China;

3. College of Electrical and Information, Hunan University, Changsha 410082, China)

Abstract: As the power of hydroelectric power generation and photovoltaic power generation systems are frequently fluctuated and have poor stability, a multi-port converter and its energy cooperative control scheme are proposed for new energy access. Firstly, the common topologies of multi-port converters are compared and analyzed, and one of the multi-port converters is selected. Secondly, for the general problem of energy complementation of a variety of renewable energy (such as light, water and wind etc.), a multi-mode energy control cooperative strategy is proposed based on multi-port converters. Finally, the running status under multiple working conditions is simulated, and the simulation results show that the two-layer control strategy can effectively execute the energy coordination and scheduling, which can alleviate the seasonal overload problem in the region vividly. Therefore, the multi-port converters show strong adaptability for the control of the DC bus voltage and output power.

Key words: multi-port converters; energy cooperative control stategy; multi-mode; renewable energy

* 收稿日期:2020-04-20

基金项目:国家重点研发计划项目(2018YFB0904603), National Key Research and Development Program of China(2018YFB0904603); 云南 电网有限责任公司电力科学研究院科技项目(YNKJXM20180007)

作者简介:陆海(1985—),男,云南昆明人,云南电网有限责任公司电力科学研究院高级工程师,博士

[;]通信联系人,E-mail:zhuzhen332120507@163.com

随着新能源的大量渗入,相对分散、间歇性新能 源的有效接入是目前电力系统领域急需解决的热点 问题^[1-6].同时,随着电力电子设备的高速发展,新一 代的多端口变换器为"源、荷、储、网"之间能量流动 提供了有效的解决方案.本文着力解决多源交互的 "能量协同控制"的一般性问题,提出一种适应新能 源接入的多端口变换器及能量协同管理方案.

从多端口变换器拓扑层面看,目前 DC/AC 变换 器常用的变换拓扑有二电平型、二极管钳位型、电容 钳位型及T型钳位三电平型电路等;DC/DC 变换器 的常用拓扑有 Boost 型、Buck-boost 型及隔离型 DC/ DC 电路等. 根据以上基本拓扑,研究者们提出了多 种不同功能的多端口变换器. 文献 [7] 根据 DC/AC、 DC/DC 变换器串并联不同连接方式,提出了共直流 母线串联型和并联型多端口变换器,该拓扑不受相 位和频率的影响,不存在功角稳定问题,但该拓扑结 构能量变换次数多,损耗大. 文献[8-11]以不间断电 源 UPS 为基本拓扑,通过 DC/AC、DC/DC 变换器连 接直流母线,得到能连接新能源的发电端口,构成 "超级 UPS",为新能源的就近消纳提供了有效途径. 同时,现有文献研究了"能量路由器",根据文献[12-14]可知,多端口能量路由器的拓扑可分为:1)基于 固态变压器(Solid State Transformer, SST)的能量路由 器,主要应用在中高压配电场合[12];2)基于多端口变 换器(Multi-Port Converter, MPC)的能量路由器,主 要应用在低压场合[13-14].

从多源多荷能量管理层面看,目前研究较多的 是微网多逆变器并网场景,该场景能量管理可归纳 为对等控制、主从控制和分层控制19,这些方法为多 端口变换器的能量协同控制研究提供了思路. 针对 光伏+储能系统,文献[16]提出了一种基于分布式协 同控制策略,考虑电池荷电状态(SOC)和功率极限, 实现集成光伏源的直流微网的平均母线电压一致 性. 文献[17]提出一种基于 ANFIS 的储能和光伏接 口逆变器的协同控制方案,并评估了系统协同性能, 在非线性、波动工作条件下能有效调整逆变器的输 出电压.针对光伏、风电和水电等多能源,文献[18]分 析了各单元的组成及其相应控制,研究了系统运行 中光伏独立供电模式、光伏和水电联合供电模式及 两种模式间的基于 VSG 无缝切换控制策略. 文献 [19]针对新能源接入的超级 UPS,提出了不同运行状 态下的端口协同控制策略,保证为负荷提供稳定的 供电电源.针对柔性多端口直流系统,文献[20]提出

了基于母线电压偏差分区的多端口协同控制,无需 通讯,具有分散自律和多点协同的特点.针对直流微 电网,文献[21]根据各端口源、储能和负荷的运行状 态划分几种基本运行模式,研究了不同模式下的端 口逆变器协同控制策略.这些研究对微网提出了多种 混合能源管理方法,但这些研究大多是针对微网同 源多逆变器,且考虑负荷端口的运行状态较少.

本文针对光伏、小水电等新能源,综合考虑日 照、气候等不确定性因素,提出一种适应新能源接入 的多端口变换器及能量协同控制策略,该策略能解 决各区域水力发电和光伏发电系统存在的功率波动 大、稳定性差等问题.同时,各配电区域负荷存在明 显的季节性过载现象,通过能量协调管理来实现多 源互补、解决负荷季节性过载问题,从而实现新能源 的高效利用和区域内的稳定、可靠供电.

1 多端口变换器拓扑结构

多端口变换器的外接物理源包含小水电、光伏 和储能电池,如图1所示.其中,小水电源输出有2 条路径,一路通过6.3 kV:35 kV升压变压器连接到 35 kV 配电网,另一路通过6.3 kV:380 V 降压变压 器连接到多端口变换器;光伏和储能电压等级在 200~700 V 范围内波动,可直接连接至多端口变换 器;多端口变换器再通过逆变和升压变间接连接至 10 kV 配电网,给工厂供电,实现多源互补、解决负荷 季节性过载问题.





为了更好地适应新能源的接入,本文提出了如 图 2 的多端口变换器拓扑结构.



Fig.2 Topology of multi-port converters

水电厂发电后,经过 6.3 kV:380 V 降压变压器 传输给多端口变换器,同时,当水电厂发出的电不足 以满足 35 kV 配电网的负荷需求时,该端口的能量 可反向流动,对 35 kV 配电网作电压支撑,该端口可 采用三相 PWM 整流电路.

光伏端口输入为 200 V~700 Vdc, 输出为 750 Vdc, 能量是单向流动,采用单向 Boost 电路即可.储 能端口能量变换的电压等级相同,但由于存在充电、 放电两种模态,能量需双向流动,故采用双向 Boost 电路.

并网端口输入为 750 Vdc,输出为 380 Vac,能量 需双向流动,为了保证电能质量,该端口在并网侧采 用了 LCL 滤波器.同时,该端口连接的 10 kV 配网常 出现负荷季节性过载现象,PWM 变换器工作在逆变 模式居多.

2 多端口变换器能量管理及控制策略研究

根据上述多端口变换器的外部特性及数学模型,本文提出了一种适应新能源接入的多端口变换器双层控制策略,上层为多模态协调控制策略,下层为独立控制策略,该策略能实现能量调度,能解决多源互补、负荷季节性过载问题,能实现新能源的高效利用和区域内的稳定、可靠供电.

2.1 上层能量管理控制策略

根据储能电池的荷电状态与输出功率指令确立 多端口变换器的多种模态.其中,光伏发电系统将尽 可能工作在 MPPT 模态,以节约能源,且仅在紧急状 况下工作于恒功率控制模态.小水电端口做直流母 线电压控制,储能端口进行直流母线控制的二次稳 压,并网逆变端口进行 PQ 控制,实现对 10 kV 配电 侧的消峰填谷,解决配电侧负荷的季节性过载问题. 工作模态可归为 8 类,如图 3 所示,其中,P_{water}、P_p、 P_s、P_{out}分别表示小水电端口、光伏端口、储能端口和 并网逆变端口的功率大小, P1 为上层对并网逆变器端口的有功输出指令.

模态 1:SOC<0.2, P1>Ppv

光伏发电系统保持在最大功率追踪模态,仍无 法满足上层功率指令 *P*₁的需求,且储能系统处于放 电下限,不动作,此时小水电输出功率为 *P*_{water}=*P*₁-*P*_{pv}, 满足各端口功率平衡.

模态 2:SOC<0.2, P1<Ppv

光伏发电系统保持在最大功率追踪模态,输出 功率大于上层功率指令 P_i的需求,且储能系统 SOC 处于放电下限,可进行充电动作,系统功率平衡.

模态 3:0.2<SOC<0.8, P1>Ppv

储能系统 SOC 处于充放电上下限之间,允许充放电动作.此时,光伏发电系统保持在最大功率追踪模态,仍无法满足上层功率指令 Pi 的需求量,储能和小水电同时出力保持系统功率指令需求.

模态 4:0.2<SOC<0.8, P1<Ppv

储能系统 SOC 处于充放电上下限之间,允许充放电.此时,光伏发电系统保持在最大功率追踪模态,输出功率大于上层功率指令 P₁的需求,当母线电压偏差大于 U_h时,储能单元进行充电操作,小水电输出功率为各端口功率差值,维持功率平衡.

模态 5:0.2<SOC<0.8, P1>Ppv

储能系统 SOC 处于充放电上下限之间,允许充放电.此时光伏发电系统保持在最大功率追踪模态,由于直流母线电压偏差在很小的范围内,储能单元不动作,小水电输出功率为各端口功率差值,维持系统功率平衡.

模态 6:SOC≥0.8,P₁>P_{pv}

储能系统 SOC 处于充电上限,不允许充电.此时 光伏发电系统保持在最大功率追踪模态,却仍无法 满足上层功率指令 *P*₁ 的需求,小水电出力保持系统 功率指令需求,储能不动作.

模态 7:SOC≥0.8,P₁<P_{pv}

储能系统 SOC 处于充电上限,不允许充电行为. 此时如果光伏发电系统保持在最大功率追踪模态, 输出功率大于上层功率指令 *P*₁ 的需求.若此时水电 端口能量不需回流至 35 kV 配网,将出现产能过剩. 但由于储能系统处于截止状态,无法投入充电.此时 选择光伏系统工作于恒压控制模式,实现 *P*_µ = *P*₁.

模态 8:SOC≥0.8,P₁<P_{pv}

储能系统处于充电上限,可进行放电动作,确定 是否放电由母线电压偏差值而定.同时,为满足新能 源最大利用率,光伏发电系统可保持在最大功率追

水电端 水电端 $P_{\text{water}} = P_1 - P_p$ 并网端)Pout=P 储能端 储能端 并网端 Ppv=Ppvmax $P_{pv}=P_{pvmax}$ 光伏端) 光伏端 模态1 SOC<0.2, P1>P1 模态 2 SOC<0.2, P1<P1 水电端 水电端 $P_{\text{unter}} = P_1 - P_m - P_s$ $=P - P_1 - P_2$ 并网端 Pout=P 并网端 储能端 储能端 Ppv=Ppvma $P_{pv}=P_{pv}$ 光伏端 (光伏端) 模态 4 0.2<SOC<0.8, Pi<P 模态 3 0.2<SOC<0.8, P1>Pp 水电端 《水电端》 $r = P_1 - P_p$ $=P_1-P_2$ 并网端 储能端 并网端 储能端 P_{pw}=P_{pymax} $P_{\rm pv}=P_{\rm pv}$ (光伏端) (光伏端) 模态 5 0.2<SOC<0.8, P1>P1 模态6 SOC≥0.8,P1>F 水电端 水电端 $=P_1-P_2-P_3$ 并网端 Pout=Pi 并网端 储能端 $P_{pv}=P_1$ 光伏端 光伏端 模态 8 SOC≥0.8.P.<P. 模态7 SOC≥0.8,P1<P1

踪模态,当输出功率大于上层功率指令 P₁的需求时,剩余的能量可通过水电端口回馈给 35 kV 配电网.

图 3 多端口变换器运行模态 Fig.3 Mode analysis of multi-port converters

2.2 底层控制策略

2.2.1 小水电输入端口控制策略

根据前面分析,小水电端口采用三相 PWM 整流 电路,考虑到控制系统的稳定性以及工程实践,选用 电压电流双闭环控制策略对 Boost 升压电路进行控 制,其控制框图如图 4 所示.



图 4 小水电输入端口控制框图 Fig.4 Control diagram of small hydro-power input port

其中,VR 为电压外环调节器,CR 为电流内环调 节器,PWM 环节近似等效为比例环节,其比例系数 为 *K*_{PWM};*K*₆ 为电压反馈比例系数;*K*₆ 为电流反馈比 例系数.

电压电流双闭环控制策略的原理是:检测 Boost 升压电路的输出电压 U_o,与给定值 U_{re}进行比较,得

到电压误差并通过电压环调节器对其进行放大,且 作为内环电流的基准值(给定值)与电流检测信号进 行比较,同样得到电流误差并通过电流环调节器对 其进行放大,从而生成控制信号,作用于 PWM 电路, 输出占空比 D 可变的脉冲信号作用于功率开关管 上.电流内环的闭环传递函数为:

$$G_{io}(s) = \frac{K_{\text{PWM}}(K_{ip}s + K_{ii})(R_1C_1s + 1)}{(R_1L_1C_1s^2 + L_1s + R_1)s}$$
(1)

式中: $K_1 = L + K_{fi}K_{PWM}K_{ip}R_1C_1$

 $K_2 = K_{\rm fi} K_{\rm PWM} K_{ip} + K_{\rm fi} K_{\rm PWM} K_{ii} R_1 C_1 + R_1.$

对电压外环来说,电流内环的截止频率所对应 的时间常数通常可以忽略不计,根据这一条件可以 对电流内环进行简化,将其等效为比例环节,即

$$G_i(s) = \frac{1}{K_b} \tag{2}$$

系统闭环传递函数为:

$$G_{v}(s) = \frac{(K_{vp}s + K_{vi})R_{1}}{(K_{fi}R_{1}L_{1}C_{1} + L_{1})s^{2} + (K_{fi}K_{ip}R_{1})s + K_{fi}K_{vi}R_{1}}$$
(3)

2.2.2 光伏输入端口控制策略

由于光伏发电具有波动性和随机性,即输出电 压会有一定的波动,所以光伏端口的控制目标是使 直流母线侧的电压稳定在 750 V.本文采用电流单闭 环控制策略对光伏端口进行控制,其控制框图如图 5 所示.

$$\underbrace{U_{\text{PV}}}_{I_{\text{PV}}} \underbrace{\text{MPPT}}_{I_{\text{PV}}} \stackrel{I_{\text{ref}}^{*} + }{ \longrightarrow} \underbrace{\text{PI}}_{I_{\text{PV}}} \underbrace{\text{PWM}}_{I_{\text{PV}}} \underbrace{R_{I}C_{1}s+1}_{R_{I}L_{1}C_{1}s^{2}+L_{1}s+R_{1}}$$

图5 光伏端口控制框图

Fig.5 Control diagram of photovoltaic port

电流坏的闭坏传递函数为:

$$G_{i}(s) = \frac{K_{PWM}(K_{ip}s + K_{il})(R_{1}C_{1}s + 1)}{R_{1}L_{1}C_{1}s^{3} + K_{1}s^{2} + K_{2}s + K_{PWM}K_{il}}$$
(4)

式中: $K_1 = L + K_{PWM}K_{iv}R_1C_1$

$$K_2 = K_{\rm PWM} K_{ip} + K_{\rm PWM} K_{i1} R_1 C_1 + R_1.$$

2.2.3 储能端口控制策略

储能端口的控制目标是满足一定条件下对储能 设备进行充、放电,同时保证直流母线电压的稳定.本 文采用电流单闭环控制策略对储能端口进行控制, 其控制框图如图6所示.



图 6 储能端口控制框图 Fig.6 Control diagram of battery port

非线性控制策略控制储能设备的充、放电,通过 电压的波动情况,控制储能电池工作在充电、放电、 空闲模式三个状态.由于空闲状态的引入,储能电池 在充放电模式切换下留下一段缓冲区间,避免了由 于多端口变换器系统直流母线电压正常波动所引起 的储能设备充放电频繁切换对储能电池和功率开关 器件造成的损害.

整个储能电池控制系统由三个部分组成,分别 是状态检测单元、非线性策略控制单元和系统执行 单元.系统检测单元首先检测直流母线电压 U_{bus} 、储 能装置的充放电流 I_{bat} 以及电池的荷电状态参数 SOC. U_{bus} 反映了整个直流微网系统或多端口变换器 系统的功率平衡情况,是进行系统控制的主要控制 量,储能装置的充放电流 I_{bat} 是对储能电池的控制, 需要检测完成一个闭环控制,而电池的荷电状态参 数 SOC 则反映了此时储能电池的容量,是控制系 统指令发出的重要参考量.系统的非线性策略控制 单元首先将检测单元传输的直流母线电压 U_{bas} 与 系统母线参考电压 U_n 进行比较得到参考量 ΔU ,通 过 ΔU 和选取的储能系统空闲电压滞环环宽 U_{hx} - U_{h} 比较.

 $\begin{vmatrix} \Delta U < -U_{h} & \Rightarrow 放电模式 \\ -U_{h} \leq \Delta U < U_{h} & \Rightarrow 空闲模式 \\ \Delta U > U_{h} & \Rightarrow 充电模式 \end{cases}$ (5)

随后系统对储能电池所处的状态进行一个基本 判断,选定一个储能电池荷电状态参数 SOC 的参考 基准值 SOC_d,对检测的储能电池所处状态 SOC 做一 个状态判断,判断储能电池是处于过荷状态、正常状 态还是欠荷状态,判定方式如下:

$SOC < SOC_d$	\Rightarrow	欠荷状态	
$SOC_d \leq SOC < SOC_u$	\Rightarrow	正常状态	(6)
$SOC > SOC_u$	\Rightarrow	过荷状态	

针对应用于直流微网系统和多端口变换器系统的储能系统充放电的控制技术存在的往复充放电、储能充放电电流大小与电池负荷状态 SOC 不匹配问题,提出一种储能双向变换器及其非线性控制策略,如图 7 所示.

其功能在于:

1)实现了储能系统在充电、放电及空闲模式间 自由选择并且控制不同荷电状态(SOC)下的储能充 电速度,对 SOC 与系统充电电流的协调控制,提高 储能电池的稳定性和工作寿命;

2)非线性控制策略可避免储能电池在系统母线 电压 U_{bus} 微小波动时的系统频繁充放电,有利于直 流微网系统和多端口变换器系统的稳定运行,也避 免了功率开关管频繁开关造成的损耗.



2.2.4 并网端口控制策略

并网端口采用三相电压型桥式逆变电路,其控制目标是输出三相工频交流电.本文针对并网端口后面接入电网提出 PQ 控制策略,其控制框图如图 8 所示.



PQ 控制策略通常用于并网运行状态以保证输出功率恒定,其控制目标是输出的有功功率 P 和无功功率 Q,与 VSG 控制策略相比较而言,其控制方式比较简单且容易实现;VSG 控制策略能够使交流端口具有一定的惯性和阻尼特性,并且具有更好的电压支撑能力.

其中,PWM环节采用线电压控制方式.这种控制 方式有以下优点:1)在信号波的 1/3 周期内功率开 关器件不动作,可使功率开关器件的开关损耗减少 1/3;2)最大输出线电压基波幅值为 U_d,和相电压控 制方法相比,直流电压利用率提高了 15%;3)输出线 电压中不含低次谐波,这是因为相电压中相应于 u_p 的谐波分量相互抵消的缘故,这一性能优于梯形波 调制方式.由此可以看出,这种线电压控制方式的特 性较好,其不足之处是控制复杂.

由图 8 可得电流环的闭环传递函数为:

$$G_i(s) = \frac{K_{\text{PWM}}(K_{ip} s + K_{il})(sC_3 + 1/R_3)}{L_3 C_3 s^3 + K_1 s^2 + K_2 s + K_{\text{PWM}} K_{il}/R_3}$$
(7)

式中: $K_1 = K_{PWM}K_{ip}C + L_3/R_3$

 $K_2 = K_{\rm PWM} K_{i1} + K_{\rm PWM} K_{ip} / R_3 + 1.$

总之,上述分析的双层控制策略,其上层采用多 模态的协调控制策略,下层采用独立的控制策略,实 现一种适应新能源接入的能量管理及控制方法,系统控制图如图9所示.

在图 9 中, P、Q 为各端口的有功、无功, U、I 为电 压、电流, "*"为子变换器的功率、电压和电流等参考 指令, PI 为各端口的本地控制器, SOC 为电池荷电状 态, MPPT 为最大功率点跟踪.



图 9 多端口变换器整体控制框图 Fig.9 Control diagram of multi-port converters

表1 仿真参数

3 仿真验证

为了验证各端口控制策略的有效性与正确性以 及多端口变换器在多场景模式下运行的协同控制策 略的合理性与正确性,利用 PSIM9.1.1 仿真软件对图 2 所示拓扑结构的多端口变换器进行仿真,系统及 控制参数如表1 和表2 所列.

Tab.1 Parameters of simulation		
参数及单位	数值	_
小水电输入线电压有效值/V	380	
多端口变换器容量/kVA	500	
整流侧滤波电容/μF	100	
直流母线侧电容/μF	5 000	
直流母线电压/V	750	
逆变侧滤波电感/mH	0.1	
Boost 电路储能电感/mH	1	
功率开关管开关频率/kHz	10	

表 2 控制器参数 Tab.2 Parameters of controllers

rub. rurumeters of controllers	
控制器参数	数值
小水电输入端口电流内环 PI 参数 K _{ipl} 、K _{ill}	10,1000
小水电输入端口电压外环 PI 参数 K _{pl} 、K _{dl}	2,200
并网端口电流环 PI 参数 K _{in2} 、K _{il2}	10,1000
光伏端口电流环 PI 参数 K ₄₃ 、K ₁₃	2,200
储能端口电流环 PI 参数 K _{ii4} 、K _{ii4}	2,200

其中,*K*_{iP1,2,3,4} 和 *K*_{iI1,2,3,4} 分别代表各端口控制器的比例和积分增益.

工況 1:水电厂输出功率大于 35 kV 配网负荷功 率需求量,多端口变换器的水电端口不回流,储能端 口 SOC 在正常工作范围内,光伏端口的最大功率输 出 P_{pynax} 在 0.1 s 时,由 50 kW 变至 150 kW,其他参数 如表 3,仿真结果见图 10.

エ 次 1

50 kW, 0.1 < t < 0.4

	Tab.3	Case 1
	参数	取值
	水电厂发出功率	>35 kV 配网侧功率需求
	SOC	[0.2,0.8]
	P_1	200 kW
		(150 kW, 0 < t < 0.1)

 P_{pvmax}



Fig.10 Simulation results of four ports in good conditions in case 1

在图 10(a)中,0<t<0.1s时,指定输出 P1为 200 kW, 光伏最大功率输出 Ppymax 为 150 kW. 此时, P₁ > P_{DVMax}, 储能 SOC 虽在[0.2, 0.8]的正常工作范围 内,但直流母线电压稳定在750V附近,即在[-U_h, U。区间内,根据图7的非线性控制策略,储能端口不 动作,系统模态5运行,如图3和图9所示.当t= 0.1 s, 光伏最大功率输出 Ppymax 减小为 50 kW, 新能源 输入功率之和小于逆变输出功率时,直流母线电压 将降低,当偏差小于-U_h=-10 V时,储能端口开始动 作,进行放电稳压操作.此时,系统从模态5切换到 模态 3. 当 t = 0.17 s 时, 直流母线电压又回升至 750 V附近,系统将进入新稳态,同时,储能退出动作,从 模式 3 又切换至模式 5.其中,图 10(b)为各端口的电 流波形,整个过程中,储能电池有辅助稳压的功能.系 统在运行过程中均满足 $P_{water} + P_{nv} + P_{hat} = P_{out}$,能够保 证功率均衡.

工況 2:水电厂输出功率大于 35 kV 配网负荷功 率需求量,多端口变换器的水电端口不回流,储能端 口 SOC < 0.2,光伏端口的最大功率输出 *P*_{pynax} 不变, 但并网逆变端口的指定功率 *P*₁ 在 0.1 s 时,由 250 kW 变至 150 kW,其他参数如表 4.仿真结果见图 11.

表 4 工况 2 Tab.4 Case 2

参数	取值	
水电厂发出功率	>35 kV 配网侧功率需求	
SOC	[0,0.2]	
P_1	$\begin{cases} 250 \text{ kW}, 0 < t < 0.1 \\ 150 \text{ kW}, 0.1 < t < 0.4 \end{cases}$	
$P_{ m pvmax}$	200 kW	

在图 11(a)中,0 < t < 0.1 s 时,并网逆变参考指 令 P_1 为 250 kW,光伏最大功率输出 P_{pymax} 为 200 kW. 此时, $P_1 > P_{pymax}$,储能 SOC 在[0,0.2]内,无法进行放电 动作,输出功率完全由光伏和小水电端口提供,即模 态 1: $P_{bat} = 0$, $P_{out} = P_{water} + P_{py}$.当t = 0.1 s,并网逆变参 考指令 P_1 降至 150 kW,多端口输入功率之和大于逆 变输出功率.此时,小水电输入功率减小需一段反应 过程,在此过程中,直流母线电压升高.当实际电压 偏差大于 $U_h = 10$ V 时,储能端口动作,剩余的能量 给电池充电,系统从模态 1 切换至模态 2.由于储能 采用的非线性控制策略,会有一定的电压偏差,但该 电压偏差保持在 5%容许范围内,系统正常工作.图 11(b)为电流波形,波形质量好.



Fig.11 Simulation results of four ports in good conditions in case 2

工況 3:在 0 < t < 0.6 s 时,水电厂的输出功率大 于 35 kV 配网负荷功率需求量,水电端口功率不回 流.在 0.6 < t < 1.0 s 时,水电厂的输出功率小于 35 kV 配网负荷功率需求量,多端口变换器的水电端口 功率可回流.储能端口一直保持在 SOC>0.8 范围内, 不能充电,光伏端口的最大功率输出 *P*_{prmax} 在 0~0.3 s 时为 100 kW,在 0.3 < t < 1.0 s 时为 200 kW,并网逆 变端口的指定功率 *P*₁一直为 150 kW,具体参数如表 5,仿真结果见图 12.

表 5 工况 3 Tab.5 Case 3

参数	取值
水电厂发出功率	[大于 35 kV 配网侧功率需求, 0 < t < 0.6]
	↓小于 35 kV 配网侧功率需求,0.6 < t < 1.0
SOC	[0.8, 1.0]
P_1	150 kW
$P_{ m pymax}$	100 kW, 0 < t < 0.3
	200 kW, $0.3 < t < 1.0$

当 0 < t < 0.3 s 时,并网逆变指定输出 P₁ 为 150 kW,光伏最大功率输出 P_{pymax} 为 100 kW.此时,P₁ > P_{pymax},光伏维持在最大功率输出控制模式,剩下的功率由小水电端口提供,即模态 6:P_{out} = P_{water} + P_{py}.当 t = 0.3 s 时,光伏最大功率输出 P_{pymax} 增加到 200 kW.此时,P₁ < P_{pymax},小水电端口功率降为 0 kW,且由于

水电厂的输出功率大于 35 kV 配网侧功率需求量, 水电端口的能量不回流,故小水电端口的 P_{water} 一直 为 0. 光伏端口如果仍以最大功率输出控制模式,多 余的能量无法释放,故只能将最大功率输出控制模 式变为恒压控制模式,使得 $P_{pv} = P_1$,实现功率平衡, 系统工作于模态 7. 当 t = 0.6 s 时,水电厂输出功率 小于 35 kV 配网侧功率需求量,多端口变换器的水 电端口的能量能回流.同时,为了实现高效节能,光 伏以最大功率输出控制模式,多余的能量提供给 35 kV 配网,即模式 8: $P_{water} = P_1 - P_{pv}$,此时 $P_{water} < 0$,系统 实现能量平衡.





4 结 论

本文针对水力发电和光伏发电存在功率波动 大、稳定性差等问题,提出一种适应新能源接入的多 端口变换器及能量协同控制方案.首先,针对多端口 变换器常见的拓扑结构进行了对比分析,选定了多 端口变换器的拓扑结构;其次,针对多种新能源(如 光、水、风力等)能量互补的一般性问题,本文提出了 一种基于多端口变换器的多模态协同控制方案.最 后,通过仿真模拟了不同工况的运行状态,仿真结果 表明,双层控制策略能有效进行能量协同管理,使得 直流母线电压和输出功率保持稳定.

参考文献

[1] 袁济宇. 浅议电网新能源问题 [J]. 机电信息, 2018 (36): 173-175.

YUAN J Y. The discussion of the new energy of grid $\ [J]$. Mechanical and Electrical Information, 2018(36):173–175. (In Chinese)

[2] 李妍,王洁,王少荣,等. 计及新能源特性的配电网评估指标及 其隶属度函数的研究 [J]. 电力系统保护与控制,2018,46(8): 43-49.

LI Y, WANG J, WANG S R, *et al.* Research on evaluation indices of new energy generation characteristics and membership functions[J]. Power System Protection and Control, 2018, 46 (8):43-49. (In Chinese)

 [3] 罗剑波,陈永华,刘强.大规模间歇性新能源并网控制技术综述
 [J]. 电力系统保护与控制,2014,42(22):140—146.
 LUO J B,CHEN Y H,LIU Q. Overview of large-scale intermittent new energy grid-connected control technology [J]. Power System Protection and Control,2014,42(22):140—146. (In Chinese)

 [4] 张顺,葛智平,郭涛,等. 大规模新能源接入后系统调峰能力与 常规电源开机方式关系研究 [J]. 电力系统保护与控制, 2016,44(1):106—110.
 ZHANG S, GE Z P, GUO T, *et al.* Research on relationship between

the capacity of systematic peak regulation and conventional power startup mode after access to large-scale new energy[J]. Power System Protection and Control, 2016, 44(1): 106–110. (In Chinese)

- [5] 谈竹奎,程乐峰,史守圆,等. 能源互联网接入设备关键技术探讨[J]. 电力系统保护与控制,2019,47(14):140—152.
 TAN Z K,CHENG L F,SHI S Y,*et al.* Discussion on key technologies of energy internet access equipment [J]. Power System Protection and Control,2019,47(14):140—152. (In Chinese)
- [6] 郑国太,李昊,赵宝国,等.基于供需能量平衡的用户侧综合能源系统电/热储能设备综合优化配置[J].电力系统保护与控制,2018,46(16):8—18.
 ZHENG G T,LI H,ZHAO B G, *et al.* Comprehensive optimization of

electrical/thermal energy storage equipments for integrated energy system near user side based on energy supply and demand balance [J]. Power System Protection and Control,2018,46(16):8–18. (In Chinese)

- [7] GUNASEKARAN D, UMANAND L. Integrated magnetics based multi-port bidirectional DC-DC converter topology for discontinuous-mode operation [J]. IET Power Electronics, 2012, 5(7):935— 944.
- [8] 李子欣,王平,楚遵方,等.面向中高压智能配电网的电力电子 变压器研究[J].电网技术,2013,37(9):2592-2601.
 LI Z X,WANG P,CHU Z F, et al. Research on medium- and high-voltage smart distribution grid oriented power electronic transformer [J]. Power System Technology,2013,37 (9):2592-2601. (In Chinese)
- [9] KWASINSKI A. Quantitative evaluation of DC microgrids availability:effects of system architecture and converter topology design choices [J].IEEE Transactions on Power Electronics, 2011, 26(3):

835-851.

- [10] SOLERO L, LIDOZZI A, POMILIO J A. Design of multiple-input power converter for hybrid vehicles [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2005, 20(5): 1007–1016.
- XU D H,LI H J,ZHU Y,et al. High-surety microgrid:super uninterruptable power supply with multiple renewable energy sources
 [J]. Electric Power Components and Systems, 2015, 43 (8/10): 839-853.
- [12] LI H J, CHEN M, YANG B P, et al. Fast fault protection based on direction of fault current for the high-surety power-supply system
 [J].IEEE Transactions on Power Electronics, 2019, 34(6):5787– 5802.
- [13] ZHANG W P, XU D H, LI X, et al. Seamless transfer control strategy for fuel cell uninterruptible power supply system[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2013, 28(2):717-729.
- [14] 张文平. 不间断电源系统可靠性若干关键问题研究 [D]. 杭州: 浙江大学, 2016.

ZHANG W P. Key issues on reliability of uninterrupted power supply systems [D]. Hangzhou: Zhejiang University, 2016. (In Chinese)

- [15] 王成山,武震,李鹏. 微电网关键技术研究[J]. 电工技术学报, 2014,29(2):1-12.
 WANG C S, WU Z, LI P. Research on key technologies of microgrid [J].Transactions of China Electrotechnical Society, 2014,29(2):
- 1—12.(In Chinese)
 [16] CHEN X, SHI M X, ZHOU J Y, et al. Consensus-based distributed control for photovoltaic-battery units in a DC microgrid [J]. IEEE Transactions on Industrial Electronics, 2019, 66(10):7778–7787.
- [17] MAHMUD N, ZAHEDI A, MAHMUD A. A cooperative operation of novel PV inverter control scheme and storage energy management system based on ANFIS for voltage regulation of grid-tied PV system
 [J]. IEEE Transactions on Industrial Informatics, 2017, 13 (5): 2657-2668.
- [18] 石荣亮,张兴,刘芳,等. 虚拟同步发电机及其在多能互补微电
 网中的运行控制策略 [J]. 电工技术学报,2016,31(20):170-180.

SHI R L,ZHANG X,LIU F,*et al.* Control technologies of multi-energy complementary microgrid operation based on virtual synchronous generator[J].Transactions of China Electrotechnical Society,2016,31(20):170–180. (In Chinese)

- [19] ZHANG W P, XU D H, LI X, et al. Seamless transfer control strategy for fuel cell uninterruptible power supply system [J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2013, 28(2):17–729.
- [20] 刘永庆. 直流配电网中多换流器的电压协同控制策略研究[D]. 北京:华北电力大学(北京),2017.
 LIU Y Q. Research on voltage coordination control strategy of multiconverter for DC distribution network [D]. Beijing:North China Electric Power University,2017. (In Chinese)
- [21] 曾红梅. 直流微电网分布式协同控制研究[D]. 杭州:浙江大学, 2016.

ZENG H M. A decentralized and cooperative control strategy for DC microgrid[D]. Hangzhou: Zhejiang University, 2016. (In Chinese)