doi:10.11887/j.cn.201904007

http://journal. nudt. edu. cn

大容量储能发电机并联运行励磁控制算法*

刘金利,翟小飞,晏 明

(海军工程大学 舰船综合电力技术国防科技重点实验室,湖北 武汉 430033)

摘 要:大容量储能发电机作为脉冲电源,整流后通过逆变器向大功率脉冲负载供电。采用储能发电机 直流侧并联方式工作,可以有效提高系统带载能力与可靠性。当并联运行的储能发电机转速不同时,根据转 速合理分配电机释放功率可以有效提高系统工作效能,因此需要设计一种具有功率调节功能的励磁控制算 法。在电压、电流双闭环控制的基础上,引入功率前馈控制,推导并求解了前馈功率与励磁电流关系以及控 制参数,并根据电机初始转速设计了功率分配算法。仿真试验结果表明,功率前馈控制在励磁控制过程中起 主导作用,有效分配储能电机释放功率大小,提高了励磁电流响应速度,抑制了负载功率扰动对励磁控制系 统的影响。

关键词:储能发电机;并联运行;励磁控制算法;功率前馈控制;脉冲负载 中图分类号:TM359 文献标志码:A 文章编号:1001-2486(2019)04-046-07

Excitation control algorithm for high-capacity energy storage generator in parallel operation

LIU Jinli, ZHAI Xiaofei, YAN Ming

(National Key Laboratory of Science and Technology on Vessel Integrated Power System, Naval University of Engineering, Wuhan 430033, China)

Abstract: High-capacity energy storage generator can work as pulse power supply for large pulse power load through inverter after the energy storage generator's output rectified. The loaded ability and reliability of system can be improved effectively with energy storage generators working in parallel operation. Reasonably distributing the output power of energy storage generators working in parallel operation with different speed can effectively improve the performance of system. Therefore, it is necessary to design a kind of excitation control algorithm with power regulation function. The power feed-forward control was introduced on the basis of voltage and current closed-loop control, the relationship between load power and excitation current was deducted and the feed-forward control parameters were solved, and according to the energy storage generator initial speed, the load power distribution algorithm was designed. Simulation test results show that the power feed-forward control plays a leading role in excitation control, which can control the energy storage generator's output power and increase the excitation current response speed, and can inhibit the disturbance of load power on excitation system effectively.

Keywords: energy storage generator; parallel operation; excitation control algorithm; power feed-forward control; pulse load

随着电力电子技术的发展、碳纤维材料的广 泛应用以及磁轴承技术的成熟,高能量密度和高 功率密度的惯性储能技术得到了高速发展。大容 量储能发电机因具有瞬时释放功率大、放电深度 可控、使用寿命长、可靠性高、免维护等优点,常被 用作短时大功率脉冲负载供电电源^[1-2]。

大容量储能发电机以小功率、长时间存储能 量,超大功率、短时间释放能量,循环工作于能量 存储与能量释放过程。采用储能发电机并联运行 可以有效提高系统储能容量,满足超大功率脉冲 负载供电需求,同时并联运行的储能发电机互相 冗余备份,当其中一台发生故障时,通过切除故障 电机可以有效保证系统安全性与可靠性,可应用 于核聚变试验技术、等离子体和电磁发射技术等 领域,具有广阔的应用前景^[3-6]。

文献[7]对飞轮储能发电机并联运行时放电 控制策略进行了研究,但文中储能发电机工作在 长时稳态放电模式,控制策略不适用于短时脉冲 大功率放电场合。文献[8]对国际空间站两台飞 轮储能发电机并联于同一母线运行试验进行了介 绍,但文中两台飞轮储能发电机工作模式为一台 充电,另外一台放电,能量在两台储能发电机之间 流动,控制策略并不适用于两台储能发电机同时 放电的场合。对于大容量储能发电机并联运行向 大功率脉冲负载放电时的励磁控制算法,国内外 鲜见相关文献研究。

1 励磁控制系统结构

大容量储能发电机采用无刷励磁控制系统, 励磁机结构为转枢式三相同步发电机。电枢绕组 位于转子上,励磁绕组位于定子上,励磁机电枢绕 组通过旋转整流器向主发电机励磁绕组提供励磁 电流。图1给出了两台储能发电机并联运行励磁 控制系统结构,可拓展应用于多台储能发电机并 联运行。



图 1 励磁控制系统结构 Fig. 1 Structure of excitation control system

顶层控制器根据负载需求,向励磁控制器发 送直流电压指令、前馈功率、负载能量需求,其中 前馈功率即为储能发电机输出功率,根据负载功 率折算而来。励磁控制器根据接收到的控制指令 以及采集的储能发电机转速信号、励磁电流信号, 以及直流电压信号,通过励磁控制算法实时计算 励磁功率放大器脉冲宽度调制(Pulse Width Modulation,PWM)脉冲占空比,进而控制储能发 电机输出功率大小。

励磁功率放大器采用具有 H 半桥结构功率 放大电路,该功率放大电路具有结构简单、可靠性 高、励磁电流响应速度快等优点^[7]。励磁功率放 大器结构原理如图 2 所示。

图 2 中 VT1 和 VT2 为绝缘栅极双极型晶体 管(Insulated Gate Bipolar Transistor, IGBT), VD1 和 VD2 为续流二极管。励磁功率放大器中 IGBT 采用对称 PWM 脉冲控制策略,即采用两路占空



图 2 H 半桥式励磁功率放大器

Fig. 2 H half-bridge excitation power amplifier

比相同,相位相差 180° PMW 脉冲控制 IGBT,对称 PWM 可以有效减小励磁电流纹波^[9]。H 半桥 励磁功率放大器控制状态如下:

S1:当 VT1 和 VT2 同时导通时, 励磁电源向 励磁绕组充电, 励磁电流逐渐增加;

S2:当 VT1 导通, VT2 关断时, 励磁绕组经过 VT1 和 VD2 放电, 励磁电流逐渐减小;

S3:当 VT2 导通, VT1 关断时, 励磁绕组经过 VT2 和 VD1 放电, 励磁电流逐渐减小。

2 励磁控制算法

2.1 前馈控制算法

在储能发电机并联运行系统中,励磁控制系 统控制目标为稳定直流母线电压,电压闭环控制 可以提高电压控制精度,电流闭环控制可以提高 励磁电流响应速度^[10]。为提高储能发电机并联 系统工作效能,根据并联电机转速均衡分配功率, 在电压与电流闭环的基础上引入功率前馈控制, 功率前馈控制原理实际上就是从储能发电机直流 侧输出功率入手,反向推导励磁机所需的励磁电 流,即建立励磁机励磁电流与储能发电机输出功 率之间数学方程。两台储能电机并联运行励磁控 制策略框图如图 3 所示,可拓展应用于多台储能 发电机并联运行。



图 3 励磁控制算法框图 Fig. 3 Diagram of the excitation control algorithm 大容量储能发电机主发电机与励磁机均为隐

极同步发电机,隐极同步发电机时空相量图如 $I_{fa}之间$ 图 4所示,其中 \dot{U} 为电机端电压, \dot{I} 为电枢电流, \dot{E}_{0} 为励磁电势, \dot{E}_{a} 为电枢电势, \dot{E}_{σ} 为漏抗压降, $\dot{I} R_{a}$ 为电枢绕组电阻压降, δ 为功角, φ 为负载功 \dot{I}

率因数角, *Ф* 表示磁通。不考虑电机饱和, 由于 电枢绕组电阻压降和漏抗压降较小, 可忽略不计, 简化后隐极同步发电机时空相量图如图 5 所示,

图 5中端电压 \dot{U} 、励磁电势 \dot{E}_{0} 和电枢电势 \dot{E}_{a} 构成电压矢量三角形 $\triangle OAB_{o}$

图 4 隐极同步发电机时空相量图 Fig. 4 Phase diagram of synchronous generator

0 0 0 0

图 5 隐极同步发电机简化时空相量图

Fig. 5 The simplified phase diagram of synchronous generator

在电压矢量三角形 △OAB 中,由三角形余弦 定理有

$$E_{\rm 0g} = \sqrt{U_{\rm g}^2 + E_{\rm ag}^2 + 2U_{\rm g}E_{\rm ag}\sin\varphi_{\rm g}} \qquad (1)$$

式中: U_g 为主发电机端口电压; E_{ag} 为主发电机电枢电势; E_{0g} 为主发电机励磁电势,参数下标g表示主发电机。

主发电机电枢电势 E_{ag} 与负载电流 I_{g} 之间关系为

$$E_{\rm ag} = \omega_{\rm g} L_{\rm g} I_{\rm g} = \frac{2\pi n p_{\rm g}}{60} L_{\rm g} I_{\rm g} \qquad (2)$$

式中, ω_g 为主发电机电角频率, L_g 为主发电机同步电感, p_g 为主发电机极对数,n为电机转速。

主发电机励磁电势 E_{0g}与主发电机励磁电流

I_{fd}之间关系为

$$I_{\rm fd} = \frac{\sqrt{2}E_{\rm 0g}}{\omega_{\rm g}M_{\rm afdg}} = \frac{60\sqrt{2}E_{\rm 0g}}{2\pi n p_{\rm g}M_{\rm afdg}}$$
(3)

式中,*M*_{afdg}为主发电机励磁绕组与电枢绕组互感。 主发电机端口电压经过整流器构成直流母线

电压,与直流侧电压关系可以表示为

$$\begin{cases} U_{\rm g} = k_{\rm vg} U_{\rm dc} \\ I_{\rm g} = k_{\rm ig} I_{\rm dc} \end{cases}$$
(4)

式中:*k*vg为主发电机交流侧基波相电压有效值与 直流侧平均电压之间比例系数;*k*g为主发电机交 流侧基波相电流有效值和直流侧平均电流之间比 例系数。

根据式(1)~(4)简化求解可得

$$I_{\rm fd} = k_{\rm g} \left(\frac{U_{\rm dc}}{k_{\rm 1g}} + \frac{I_{\rm dc}}{k_{\rm 2g}} \right)$$
(5)

式中,k_g为主发电机励磁电流修正系数,k_{1g}为主发 电机电压放大系数,k_{2g}为主发电机电流放大系数。其中 k_g的表达式为

$$k_{\rm g} = \sqrt{1 - \frac{2\omega_{\rm g}L_{\rm g}k_{\rm vg}k_{\rm ig}U_{\rm dc}I_{\rm dc}(1 - \sin\varphi_{\rm g})}{(k_{\rm vg}U_{\rm dc} + \omega_{\rm g}L_{\rm g}k_{\rm ig}I_{\rm dc})^2}}$$
(6)

k_{1g}的表达式为

$$k_{\rm 1g} = \frac{2\pi p_{\rm g} n M_{\rm afdg}}{60 \sqrt{2} k_{\rm yg}} \tag{7}$$

k_{2g}的表达式为

$$k_{\rm 2g} = \frac{M_{\rm afdg}}{\sqrt{2}k_{ig}L_g} \tag{8}$$

式(5)根据隐极同步发电机相量图建立了储 能发电机主发电机励磁电流 *I*_{fd}与直流侧电压 *U*_{de}、直流侧电流 *I*_{de}之间关系表达式。同理,励磁 机励磁电流 *I*_{fe}与旋转整流器直流侧电压 *U*_{fd}、直流 侧电流 *I*_{fd}之间的关系表达式可以表示为

$$I_{\rm fe} = k_{\rm e} \left(\frac{U_{\rm fd}}{k_{\rm 1e}} + \frac{I_{\rm fd}}{k_{\rm 2e}} \right)$$
(9)

式中,k_e为励磁机励磁电流修正系数,k_{1e}为励磁机 电压放大系数,k_{2e}为励磁机电流放大系数。其中 k_e的表达式为

$$k_{e} = \sqrt{1 - \frac{2\omega_{e}L_{e}k_{ve}k_{ie}U_{fd}I_{fd}(1 - \sin\varphi_{e})}{(k_{ve}U_{fd} + \omega_{e}L_{e}k_{ie}I_{fd})^{2}}}$$
(10)

k_{1e}的表达式为

$$k_{1e} = \frac{2\pi p_e n M_{afde}}{60 \sqrt{2}k_{ve}}$$
(11)

 k_{2e} 的表达式为

$$k_{2e} = \frac{M_{afde}}{\sqrt{2}k_{ie}L_{e}} \tag{12}$$

旋转整流器直流侧电压 U_{fd}与电流 I_{fd},即主





发电机励磁电压与励磁电流,两者关系表达式为 $U_{fd} = I_{fd}R_{fd} + p\psi_{fd}$ (13)

式中,p为微分算子,ψ_{fd}为主发电机励磁磁链。

联立式(5)、式(9)、式(13)并进行简化,建 立励磁机励磁电流 *I*_{fe}与主发电机直流侧电压 *U*_{de}、直流侧电流 *I*_{de}之间关系表达式,则

$$I_{\rm fe} = k_e k_g \left(\frac{U_{\rm dc}}{K_v} + \frac{I_{\rm dc}}{K_i} \right) + \Delta I_{\rm fe}$$
(14)

式中,K,为储能发电机直流电压放大系数,K,为 储能发电机直流电流放大系数,二者均与电机转 速相关。

分析式(14)可知,储能发电机励磁电流主要 由三部分构成,一部分用于建立直流电压,一部分 用于提供直流负载电流,一部分用于补偿励磁电 流变化时在励磁绕组电感上损耗的励磁压降。

由于储能发电机向负载放电时,电机参数随 着电机转速不断变化,通过理论求解电压放大系 数 K_v与电流放大系数 K_i难度较大。因此,采用实 验方法求解控制参数,根据式(14)通过对储能发 电机直流侧输出开路与短路时励磁电流进行叠加 修正,等效求解储能发电机实际带载时励磁电流, 等效求解励磁电流公式为

 $I_{\text{fe}} = K_{\text{f}}I_{\text{fe}_{\text{max}}} = K_{\text{f}}(I_{\text{feo}} + I_{\text{fes}})$ (15) 式中, K_{f} 为励磁电流修正系数, I_{feo} 为储能发电机 输出开路时励磁电流, I_{fes} 为储能发电机输出短路 时励磁电流。

根据储能发电机仿真模型,通过开路仿真实 验建立不同转速条件下开路励磁电流 *I*_{feo}与直流 侧空载电压 *U*_{deo}的关系,则

$$I_{\rm feo} = \frac{U_{\rm dco}}{K_{\rm v}(n)} \tag{16}$$

通过短路仿真实验建立不同转速条件下短路 励磁电流 I_{tes}与短路电流 I_{des}之间的关系

$$I_{\rm fes} = \frac{I_{\rm dcs}}{K_{\rm c}(n)} \tag{17}$$

通过开路仿真实验与短路仿真实验获取电压 放大系数 $K_v(n)$ 、电流放大系数 $K_c(n)$ 与转速n关系拟合曲线如图 6 所示,图中均采用标幺值 (p.u)表示。

根据式(15)~(17)可知,

$$I_{\rm ff} = K_{\rm f} \left[\frac{U_{\rm dc_emd}}{K_{\rm v}(n)} + \frac{I_{\rm dc_emd}}{K_{\rm c}(n)} \right]$$
(18)

并将前馈功率 $P_{f} = U_{de}I_{de}$ 代入式(18),储能发电机前馈控制方程可以表示为

$$I_{\rm ff} = K_{\rm f} \left[\frac{U_{\rm dc_emd}}{K_{\rm v}(n)} + \frac{P_{\rm f}/U_{\rm dc_emd}}{K_{\rm c}(n)} \right]$$
(19)





Fig. 6 Values of K_c and K_v at different speed

根据储能发电机实际带载仿真实验可以求解 修正系数 K₁,通过仿真实验发现不同负载条件下, 修正系数变化范围较小。在控制过程中,修正系数 取值为额定工况时求解数值,控制算法中电压放大 系数与电流放大系数通过实时查表法获取。

2.2 功率分配算法

由于储能发电机并联运行系统循环工作在周 期充电与放电模式,并联运行的储能发电机充电 时电机升速时间由转速最低的储能发电机决定, 为提高系统效能,缩短储能发电机升速时间,需对 并联储能发电机释放功率进行合理分配。当初始 转速不同的储能发电机并联运行向脉冲负载放电 后,若并联储能发电机放电末转速相同,则既可以 实现存储能量多的储能发电机释放能量多,存储 能量少的储能发电机释放能量少,又可以减小下 一次放电前储能发电机升速时间,有效提高系统 工作效能。因此,转速不同的储能发电机并联向 负载放电时,以放电末转速相同为原则进行功率 分配。

储能发电机存储能量可以表示为

$$E_{\rm S} = \frac{1}{2} J \omega^2 \tag{20}$$

式中,J为储能发电机转动惯量, ω 为储能发电机 角速度。

根据电机转速与角速度关系可以推导储能发 电机存储能量与电机转速之间的表达式为

$$E_{\rm s} = kn^2 \tag{21}$$

式中,k为储能电机能量存储系数,计算公式为

$$k = \frac{1}{2}J\left(\frac{2\pi}{60}\right)^2 \tag{22}$$

假设储能发电机释放能量时初始转速为 n_0 , 储能电机能量释放完成时转速为 n_1 ,则储能发电 机释放能量为

$$E_{\rm R} = k(n_0^2 - n_1^2) \tag{23}$$

设并联运行储能发电机能量释放时初始转速 分别为 n₀₁, n₀₂, …, n_{0m}, 放电末转速为 n, 则每台 储能发电机释放能量表达式为

 $E_i = k(n_{0i}^2 - n^2)$ $i = 1, 2, \dots, m$ (24) 式中, m 为并联运行储能发电机台数。

根据负载总能量需求 E 可以推导并联储能 发电机放电末转速为

$$n = \sqrt{\frac{\sum_{i=1}^{m} n_{0i}^{2}}{m} - \frac{E}{km\eta}}$$
(25)

式中,η为系统效率。

并联运行储能发电机释放功率分配系数为

$$k_{x} = \frac{P_{x}}{P_{t}} = \frac{\eta E_{x}}{E} = \frac{n_{0x}^{2} - n^{2}}{\sum_{i=1}^{m} n_{0i}^{2} - mn^{2}} \quad x = 1, 2, \cdots, m$$
(26)

式中, $k_i \ge 0$ ($i=1, \dots, m$),当储能发电机功率分配 系数计算结果为0时,该储能发电机不放电。

为防止储能发电机低转速放电时对电机造成 损坏,设储能发电机转速限幅为 n_L ,即当电机转 速低于 n_L 时禁止放电,设储能发电机能量限幅为 E_L ,即储能发电机转速从初始转速 n_0 到转速限幅 n_L 时,储能发电机能够释放的能量,储能发电机 能量限幅计算公式为

$$E_{\rm L} = k(n_0^2 - n_{\rm L}^2) \tag{27}$$

当并联运行的储能发电机中一台发生故障, 为保证系统安全性与可靠性,需要切除故障电机 输出,此时负载能量需求全部由正常储能发电机 承担。当并联运行储能发电机台数大于2时,由 于储能发电机向负载放电时间仅持续3~4s,连 续发生多台储能发电机故障的概率可以忽略不 计,因此并联运行储能发电机放电前能量限幅要 求为

$$E_{\text{Li}} \ge \frac{E}{\eta(m-1)}$$
 $i = 1, 2, \cdots, m; m \ge 2$ (28)

3 仿真实验

在 MATLAB/Simulink 仿真环境中搭建了 2 台储能发电机并联运行带大功率脉冲负载仿真模型,对具有功率前馈控制的励磁控制算法以及功 率分配算法进行仿真验证,试验结果均采用标幺 值(p.u)表示。

3.1 2 台储能发电机充放电仿真实验

对2台并联储能发电机循环工作于能量存储 与能量释放过程进行仿真,2台储能发电机初始 转速不同,储能发电机1初始转速为2.0(p.u), 储能发电机2初始转速为1.9(p.u)。储能发电 机第一次放电完成后,经过升速后进行第二次放 电。并联运行储能发电机输出功率仿真波形如 图 7所示,并联运行储能发电机转速仿真波形如 图 8 所示。









图 8 并联运行储能发电机转速波形 Fig. 8 Speed of energy storage generators

由图 7 与图 8 可以看出,在励磁控制算法以 及功率分配算法的作用下,第一次放电时初始转 速高的储能发电机释放功率大,且两台初始转速 不同的储能发电机在功率分配算法的作用下,储 能发电机放电末转速基本一致。第二次放电时两 台电机初始转速相同,两台储能电机输出功率 相同。

并联运行储能发电机励磁电流仿真波形如 图9所示。

由图9可以看出,励磁调节过程中,励磁电流 与励磁电流指令误差很小,二者基本重合。储能 发电机励磁电流大小受前馈功率控制,且功率前 馈控制在励磁控制中起主导作用,有效提高了励 磁电流响应速度。

并联运行储能发电机直流侧电压仿真波形如 图 10 所示。

由图 10 可以看出,励磁控制算法可以实现稳 定直流母线电压控制目标,且控制精度较高。

3.2 1 台储能发电机放电时突发故障仿真实验

当2台并联运行的储能发电机放电时1台突 发故障,为保证系统安全性,系统将切除故障电机 输出,负载所需功率全部由正常储能发电机承担。







The set of the set of

仿真实验中2台储能发电机初始转速不同,储能 发电机1初始转速为2.0(p.u),储能发电机2初 始转速为1.9(p.u)。对t=3s时,储能发电机2 突发故障进行仿真,并联储能发电机输出功率仿 真波形如图11所示。



图 11 并联运行储能发电机输出功率波形 Fig. 11 Output power of energy storage generators

由图 11 可以看出,储能发电机 2 在 t = 3 s 时 发生故障被系统切除,负载所需功率均由储能发 电机 1 承担,此时储能发电机 1 输出功率发生 阶跃。

并联运行储能发电机励磁电流仿真电流波形 如图 12 所示。





(a) Excitation current of energy storage generator 1



(b) 储能发电机 2 励磁电流



图 12 储能发电机励磁电流 Fig. 12 Excitation current of energy storage generators

由图 12 可以看出,励磁电流与励磁电流指令 基本重合。由于储能发电机 2 在 t = 3 s 时被系统 切除,因此励磁电流输出为零。储能发电机 1 输 出功率发生阶跃,导致储能发电机 1 励磁电流发 生阶跃,功率前馈控制有效提高了励磁控制系统 的抗干扰能力。

并联运行储能发电机直流侧电压仿真波形如 图 13 所示。



图 13 直流侧电压波形 Fig. 13 DC side voltage of energy storage generator

由直流侧电压仿真波形可以看出,并联运行 储能发电机,当1台电机突发故障被系统切除后, 在励磁控制的作用下,直流侧电压仍然保持稳定, 满足系统工作要求。

4 结论

转速不同的储能发电机并联运行向负载放电 时,为提高系统效能,需合理分配储能发电机释放 功率,因此在电压闭环与电流闭环控制的基础上 引入功率前馈控制。以并联运行储能发电机放电 末转速一致为原则,对储能发电机输出功率进行 分配,并根据负载需求能量计算了储能发电机功 率分配系数,同时为提高系统安全性与可靠性计 算了储能发电机放电时能量限幅条件。2 台储能 发电机并联运行仿真实验表明,功率前馈控制与 功率分配算法可以有效分配储能发电机释放功 率,实现储能电机放电末转速一致,同时功率前馈 控制在励磁控制中起主导作用,提高了励磁控制 系统抗干扰能力,并提高了励磁电流响应速度,反 馈控制对前馈控制误差进行补偿,提高了直流母 线电压控制精度。

参考文献(References)

- 张维煜,朱熀秋. 飞轮储能关键技术及其发展现状[J]. 电工技术学报,2011,26(7):141-146.
 ZHANG Weiyu, ZHU Huangqiu. Key technologies and development status of flywheel energy storage system [J]. Transactions of China Electrotechnical Society, 2011, 26(7):141-146. (in Chinese)
- [2] 戴兴建,邓占峰.大容量先进飞轮储能电源技术发展状况[J].电工技术学报,2011,26(7):133-140.
 DAI Xingjian, DENG Zhanfeng. Review on advanced flywheel energy storage system with large scale [J]. Transactions of China Electrotechnical Society, 2011,26(7):133-140. (in Chinese)
- [3] 马伟明,鲁军勇. 电磁发射技术[J]. 国防科技大学学报,

2016, 38(6): 1-5.

MA Weiming, LU Junyong. Electromagnetic launch technology [J]. Journal of National University of Defense Technology, 2016, 38(6): 1-5. (in Chinese)

- [4] 马伟明,肖飞,聂世雄. 电磁发射系统中电力电子技术的应用与发展[J]. 电工技术学报, 2016, 31(19): 1-10.
 MA Weiming, XIAO Fei, NIE Shixiong. Applications and development of power electronics in electromagnetic launch system[J]. Transactions of China Electrotechnical Society, 2016, 31(19): 1-10. (in Chinese)
- [5] 欧阳斌,马伟明,王东,等.大容量双六相储能电机系统 建模与仿真[J].电机与控制学报,2014,18(1): 92-97.
 OUYANG Bin, MA Weiming, WANG Dong, et al. Modeling and simulation of energy storage system with dual six-phase electrical machine of great capacity[J]. Electric Machines and Control, 2014, 18(1): 92-97. (in Chinese)
- [6] 晏明,马伟明,欧阳斌,等.双九相储能电机系统性能研究[J].中国电机工程学报,2015,35(15):3770-3775. YAN Ming, MA Weiming, OUYANG Bin, et al. Study on the characteristics of dual nine-phase energy storage electrical machine[J]. Proceedings of the CSEE, 2015, 35(15): 3770-3775. (in Chinese)
- [7] 黄宇淇,姜新建,邱阿瑞,等. 飞轮并联运行于放电模式 时的控制策略[J]. 微电机,2008,41(5):20-23,32.
 HUANG Yuqi, JIANG Xinjian, QIU Arui, et al. Discharge control schemes for flywheels in parallel configuration [J]. Micromotors, 2008,41(5):20-23,32.(in Chinese)
- [8] Truong L V, Wolff F J, Dravid N V, et al. Simulation of energy sharing among flywheels in parallel configuration [C]//Proceedings of 37th Intersociety Energy Conversion Engineering Conference, 2002: 15 - 20.
- [9] 翟小飞,刘德志,欧阳斌,等. 对称 PWM 减小 H 半桥型 开关功放电流纹波新方法[J]. 电力自动化设备,2011, 31(2):58-61,67.
 ZHAI Xiaofei, LIU Dezhi, OUYANG Bin, et al. Current ripple reduction with symmetrical PWM for H-half bridge switching power amplifier [J]. Electric Power Automation Equipment, 2011, 31(2):58-61,67. (in Chinese)
- [10] American National Standards Institute. IEEE standard definitions for excitation systems for synchronous machines: IEEE Std 421.1 - 2007[S]. New York: IEEE Press, 2007.