变速抽水蓄能机组启动与制动策略研究

冯宇鹏¹,陈旭东¹,牛翔宇²,高洪¹,来璐¹,李建光²,黄陈雨龙¹

(1. 许继集团有限公司,河南 许昌 461000;

2. 国网新源控股有限公司,北京 100761)

摘要:针对变速抽水蓄能机组的启动与制动问题,研究了将电机定子短接,利用交流励磁系统启动与制动 机组的策略。建立了定子绕组短接,电机按照定子磁场定向的数学模型,推导了定子磁通观测器,分析了电机 启动和制动过程中转矩电流的电压极限、电流极限和转矩极限,提出了机组的启动和制动策略。搭建了RTDS 试验平台,对1台300 MW变速抽蓄机组的启动和制动策略进行了试验研究,结果表明该方案具有良好的启动 和制动性能。

关键词:变速抽水蓄能机组;交流励磁;机组启动与制动 中图分类号:TV743 文献标识码:A DOI:10.19457/j.1001-2095.dqcd19141

Research on Starting and Stopping Strategy of Variable Speed Pumped Storage Unit

FENG Yupeng¹, CHEN Xudong¹, NIU Xiangyu², GAO Hong¹, LAI Lu¹, LI Jianguang², HUANG Chenyulong¹ (1.XJ Group Co., Ltd., Xuchang 461000, Henan, China;

2. State Grid Xinyuan Co., Ltd., Beijing 100761, China)

Abstract: Aiming on the problem of starting and stopping of variable speed pumped storage unit, the strategy of short connection of motor stator, using AC excitation system to start and stop unit was studied. The mathematical model of motor with short-circuited stator using stator field-oriented vector control was established, the stator flux observer was deduced, the voltage limit, current limit and torque limit of torque current in the process of motor starting and stopping was analyzed, the starting and stopping strategy of the unit was designed. The RTDS test platform was built, and the starting and stopping strategies of a 300 MW variable speed pumped storage unit were tested. The results showed that the proposed scheme achieved perfect starting and stopping performance.

Key words: variable speed pumped storage unit; AC excitation systme; starting and stopping of unit

抽水蓄能电站作为坚强智能电网的重要组 成部分,主要承担调峰填谷、调频调相、事故备用 和黑启动等辅助服务功能^[1]。

与定速抽水蓄能机组相比,变速抽水蓄能机 组具有抽水工况功率可以调节、发电工况效率更 高、功率调节速度快、可自启动和无需单独的启 动装置静止变频器等优点^[2],已在欧洲和日本得 到大量应用。

我国对变速抽水蓄能机组的关键技术也开展了大量的研究,文献[3]研究了基于自抗扰技术的变速机组交流励磁控制系统,比传统PI控制器取得更好的动态性能;文献[4-5]对变速抽蓄

机组的频率控制进行了研究。

抽蓄机组在发电工况,可通过水轮机球阀和 调速器进行启动,但不能制动;在抽水工况可通 过调速器制动,但不能启动,因此需要交流励磁 系统(AC excitation system, AES)在抽水工况变 频启动机组,在发电工况变频制动机组。

在机组的抽水工况启动方面,文献[6]指出 变速机组启动的基本原理是将定子短接,通过交 流励磁系统给转子施加幅值和频率逐渐增大的 电压,使转子在磁场作用下旋转并加速,转速升 高到接近同步转速的一个规定值,但未进行具体 的启动策略研究。文献[7]对基于状态观测器的

基金项目:国家电网公司总部科技项目(521104180013)

作者简介:冯宇鹏(1987-),男,硕士,中级工程师,Email:fengyp110@163.com

机组启动方案进行了研究,文献[8]对定子磁链 定向的机组自启动矢量控制策略进行了研究,但 均未考虑实际交流励磁系统输出电压为转差电 压,不能将电机恒转矩加速至额定转速。在变速 抽蓄机组的制动方面,尚未有文献报道。

本文首先对机组定子短接,电机按照定子磁 场定向矢量控制进行了建模分析,推导了定子磁 通观测器,然后分析了电机在定子磁场定向矢量 控制下的电压极限、电流极限和转矩极限,最后 提出了机组的启动和制动策略,对转速环进行了 详细的分析,并进行了RTDS试验验证。

1 机组建模分析

1.1 变速抽水蓄能系统

300 MW 变速抽水蓄能系统如图1所示,主要 包括主变压器、定子断路器K₂、换相开关、定子短 接开关K₃、发电电动机、水泵水轮机、机组控制保 护系统、调速器、励磁断路器K₁和交流励磁系统。





交流励磁系统主要包括励磁变压器、软启断 路器K4和K6、并网断路器K5和K7、网侧、直流 Chopper、机侧、交流Crowbar、控制保护系统和水 冷系统。交流励磁系统网侧由4个NPC三电平 功率模块并联组成,机侧由6个NPC三电平功率 模块并联组成。

1.2 定子磁场定向矢量控制分析

定子短接,按照定子磁链定向时,电机电压 和磁链在旋转坐标系下的方程为

电压方程:

$$\begin{cases} 0 = R_{s}i_{sd} + p\Psi_{s} \\ 0 = R_{s}i_{sq} + \omega_{sl}\Psi_{s} \\ u_{rd} = R_{r}i_{rd} + p\Psi_{rd} - \omega_{0}\Psi_{rq} \\ u_{rq} = R_{r}i_{rq} + p\Psi_{rq} + \omega_{0}\Psi_{rd} \end{cases}$$
(1)

磁链方程:

$$\begin{cases} \Psi_{s} = L_{s}i_{sd} + L_{m}i_{rd} \\ 0 = L_{s}i_{sq} + L_{m}i_{rq} \\ \Psi_{rd} = L_{m}i_{sd} + L_{r}i_{rd} \\ \Psi_{rg} = L_{m}i_{sq} + L_{r}i_{rq} \end{cases}$$
(2)

式中: R_s 为定子电阻; i_{sd} , i_{sq} 分别为定子电流的 d,q轴分量; p 为微分算子; Ψ_s 为定子磁链; ω_{sl} 为转差角速度; ω_0 为交流励磁系统输出电压角 速度; u_{rd} , u_{rq} 分别为转子d,q轴电压; R_r 为转子 电阻; Ψ_{rd} , Ψ_{rq} 分别为转子磁链的d,q轴分量; i_{rd} , i_{rq} 分别为转子d轴和q轴电流; L_s 为定子电 感; L_m 为定、转子之间的互感; L_r 为转子电感。 根据式(1)和式(2)可得定子磁链为

$$\Psi_{\rm s} = \frac{L_{\rm m}}{1 + \tau_{\rm s} p} i_{\rm rd} \tag{3}$$

其中 $\tau_s = L_s/R_s$ 式中: τ_s 为定子时间常数。

根据磁链方程可得:

$$\begin{cases} i_{sd} = \frac{\Psi_s - L_m i_{rd}}{L_s} \\ i_{sq} = -\frac{L_m i_{rq}}{L_s} \end{cases}$$
(4)

电机的转矩方程为

$$T_{\rm e} = 1.5 n_{\rm p} L_{\rm m} (i_{sq} i_{rd} - i_{sd} i_{rq})$$
 (5)

根据式(4)和式(5)可得电机转矩为

$$T_{\rm e} = -1.5 n_{\rm p} \frac{L_{\rm m}}{L_{\rm s}} \Psi_{\rm s} i_{\rm rq} \tag{6}$$

式中: n_p为电机的极对数; Ψ_s为转子磁链; i_{rq}为转矩电流。

因此,变速机组定子短接,按照定子磁场定 向时,控制转子的*d*轴电流,就可以控制定子磁通 的大小。当定子磁通保持恒定时,电机转矩和转 子*q*轴电流成正比,通过控制转子*q*轴电流就实 现了电机转矩的控制。

1.3 定子磁通观测器

交流励磁系统采用定子磁场定向矢量控制, 定子磁通幅值和相位观测的准确性直接影响机 组的转矩控制特性。

根据式(1)和式(4)可得转差角速度为

$$\omega_{\rm sl} = \frac{L_{\rm m} i_{\rm rq}}{\tau_{\rm s} \Psi_{\rm s}} \tag{7}$$

由于机组定子短接,因此电机的旋转方向与 磁场旋转的方向相反,磁场旋转角速度、转差角 速度和电机旋转角速度满足

$$\omega_0 = \omega_{sl} - \omega_r$$
 (8)
式中: ω_r 为电机旋转角速度。

定子磁链的相位为

$$\delta = \int \omega_0 \mathrm{d}t \tag{9}$$

根据式(3)、式(7)~式(9)可得定子磁通观 测器如图2所示。



图 2 定子磁链观测器 Fig.2 Stator flux estimator

2 定子磁场定向矢量控制的极限

2.1 电压极限

电机定子短接,交流励磁系统采用定子磁场 定向矢量控制,其稳态电压满足

 $i_{ad} = 0$

 $\sigma = 1 - \frac{L_m}{L_s L}$

$$\begin{cases} u_{rd} = R_r i_{rd} - \omega_0 \Psi_{rq} \\ u_{rq} = R_r i_{rq} + \omega_0 \Psi_{rd} \end{cases}$$
(10)

根据式(1),定子d轴电流在稳态为

根据式(2)和式(11),转子磁链在稳态满足

$$\begin{cases} \Psi_{rd} = L_r i_{rd} \\ \Psi_{rq} = \sigma L_r i_{rq} \end{cases}$$
(12)

其中

式中: σ 为漏感系数。 因此,转子电压为

$$\begin{cases} u_{rd} = R_r i_{rd} - \omega_0 \sigma L_r i_{rq} \\ u_{rq} = R_r i_{rq} + \omega_0 L_r i_{rd} \end{cases}$$
(13)

交流励磁系统输出电压的最大值U_{max}由直流 侧电压 U_{de}和脉宽调制策略决定,采用空间电压 矢量脉宽调制策略时转子电压 u_{rd}和 u_{rg} 需满足

$$u_{\rm rd}^2 + u_{\rm rg}^2 \le U_{\rm max}^2 = \frac{U_{\rm dc}^2}{3}$$
(14)

忽略转子电阻压降的影响,根据式(13)和式 (14)可得转矩电流的电压极限为

$$i_{r_q} \leq \frac{\sqrt{U_{\max}^2 - (\omega_0 L_r i_{r_d})^2}}{\omega_0 \sigma L_r} \tag{15}$$

2.2 电流极限

AES输出的最大转矩电流在电流应力方面 有两个限制,一为AES机侧变流器所能输出的最 大电流 *I*_{max},二为AES 网侧变流器能够传输的最 大有功功率 *P*_{GSC_max},如下式所示:

$$\begin{cases} i_{rd}^2 + i_{rq}^2 \leqslant I_{max}^2 \\ P_{RSC} \leqslant P_{GSC_max} \end{cases}$$
(16)

式中: P_{rsc} 为AES 机侧输出的有功功率。

因此,转矩电流的电流极限为

$$i_{rq} \leq \sqrt{I_{\max}^2 - i_{rd}^2} \tag{17}$$

$$i_{rq} \leq \frac{\sqrt{2U_{rate_GSC}I_{rate_GSC}}}{U_{rate_RSC}}$$
(18)

式中: U_{rate_GSC} 为AES网侧额定电压; I_{rate_GSC} 为AES 网侧额定电流; U_{rate_RSC} 为AES 机侧额定电压。

2.3 转矩极限

变速机组定子短接,定子侧参数折算到转子 后的等效电路如图3所示。

$$\begin{array}{c} R_{r} & L_{lr} & L_{ls} \\ \downarrow & & \downarrow \\ I_{r} & \downarrow \\ U_{r} & L_{m} \\ \downarrow \\ I_{m} \\ I_{$$

motor stator short connected

$$i_{s} = \frac{U_{r}}{\sqrt{(R_{r} + \frac{R_{s}}{S})^{2} + \omega_{0}^{2}(L_{ls} + L_{lr})^{2}}}$$
(19)

式中: s 为电机转差率; L₁, 为定子漏感; L₁, 为转 子漏感。

电磁转矩为

$$T_{\rm e} = \frac{3n_{\rm p}U_{\rm r}^2 R_{\rm s}}{s\omega_0[(R_{\rm r} + \frac{R_{\rm s}}{s})^2 + \omega_0^2(L_{\rm ls} + L_{\rm lr})^2]}$$
(20)

根据式(20)可求得电机最大转差率为

$$s_{\rm max} = \frac{R_{\rm s}}{\sqrt{R_{\rm r}^2 + \omega_0^2 (L_{\rm ls} + L_{\rm lr})^2}}$$
(21)

结合式(7)和式(20)可得转矩电流的转矩极 限为

$$i_{rq} \leq \frac{L_{s}\omega_{0}}{L_{m}\sqrt{R_{r}^{2}+\omega_{0}^{2}(L_{ls}+L_{ls})^{2}}}\Psi_{s}$$
 (22)

3 机组启动与制动策略

交流励磁系统启动与制动变速机组的控制 策略如图4所示,采用定子磁链定向矢量控制,控 制内环为转矩电流环和励磁电流环,控制外环为 定子磁通环和转速环。对转速进行闭环控制,得 到转矩电流指令 *i*_{rq},对定子磁通进行闭环控制, 得到励磁电流指令 *i*_{rq}。

转矩电流指令按照电压极限、电流极限和转 矩极限进行限幅处理,限幅值取三者的最小值; 励磁电流指令按照机侧的最大电流进行限幅。





由于电机转动惯量大,为了防止电机转速在 目标值附近波动,转速环采用P调节器。

3.1 启动策略

变速机组在抽水工况通过定子短接,利用交 流励磁进行启动,启动过程包括以下几个阶段: 1)准备阶段

AES确认定子断路器K₂处于断开状态,向监 控系统请求闭合定子短接开关K₃,闭合励磁断路 器K₁。

启动交流励磁系统网侧,闭合网侧软启断路器K4和K6,电网通过软启电阻和网侧的反并联二极管给直流侧充电,当直流电压大于0.6标幺值 且持续3s后,闭合网侧并网断路器K5和K7,断开 网侧软启断路器K4和K6,当直流电压大于0.8标 幺值且持续2s后,开启网侧控制脉冲,将直流电 压控制为设定值。

2) 励磁阶段

AES 对电机进行励磁,在这个阶段,转速环 不投入,转矩电流指令*i*_{rq}为零,定子磁通环投入, 定子磁通指令按照设定的斜率上升至额定磁通, 定子磁通环通过PI调节器得到励磁电流指令*i*_{rd}。 3)恒转矩升速阶段

电机定子磁通达到额定磁通后,AES投入转 速环,转速指令按照设定的斜率上升至设定转 速,转速环通过P调节器得到转矩电流指令*i*_{rq}, 当转速环输出的转矩电流指令大于电流极限时, 转矩电流指令按照电流极限输出。

由于转速指令按照斜坡上升,转速环输出的 转矩电流恒定,在这个阶段电机定子磁通恒定为 额定磁通,励磁电流和转矩电流极限均为恒定 值,因此电机转矩恒定不变,机组为恒转矩升速。 4)恒功率升速阶段

交流励磁系统能够输出的最大电压与其调 速范围成正比,具体为

$$U_{\text{max}} = s_{\text{max}} U_{\text{rate_rotor}}$$
(23)
$$s_{\text{max}} = \omega_{\text{sl} \text{max}} / \omega_{0 \text{ rate}}$$

式中: s_{max} 为机组运行的最大转差率; $\omega_{0_{rate}}$ 为同 步角速度; ω_{slmax} 为最大转差角速度; $U_{rate_{rotor}}$ 为转 子额定电压。

由于AES的额定电压按照机组并网后的转 速运行范围设计,当电机旋转角速度大于最大转 差角速度时,AES的输出电压不能进一步增大, 因此需要进行弱磁控制以保证AES的调制度不 饱和,磁通指令一般按照与电机旋转角速度成反 比的方法给定,如下式所示:

$$\Psi_{\rm s}^* = \frac{\omega_{\rm sl\,max}}{\omega} \Psi_{\rm s_rate} \tag{24}$$

式中: Ψ_s^* 为定子磁通指令; $\Psi_{s_{rate}}$ 为定子额定磁通; ω_r 为电机转子角速度。

在这个阶段,AES输出电压为最大电压,转 矩电流由转速环闭环输出,大小保持不变,机组 恒功率升速。

5)降功率升速阶段

其中

随着转速的上升,定子磁通和转矩电流极限 不断减小,当转矩电流指令大于转矩极限时, AES按照转矩极限输出转矩电流,以保证机组的 稳定运行。

在这个阶段,AES输出的电压仍为最大电压,但转矩电流小于电流极限,并随着转速的升高而不断降低,由于AES输出的电流不断减小,机组降功率升速。

3.2 制动策略

变速机组在发电工况通过定子短接,利用交 流励磁系统进行制动,机组制动过程包括以下几 个阶段。

1)准备阶段

交流励磁系统收到监控系统下发的停机指 令后,断开定子断路器K₂,然后降低励磁电流至 零后封锁机侧脉冲,此时机组处于空转状态。

AES确认定子断路器K₂处于断开状态,向监 控系统请求闭合定子短接开关K₃。 2)励磁阶段

AES 对电机进行励磁,在这个阶段,转速环 不投入,转矩电流指令*i_n*为零,定子磁通环投入, 定子磁通指令按照式(24)给定,并根据设定的斜 率上升。

3)制动阶段

电机定子磁通达到设定磁通后,AES投入转

24

速环,转速指令按照设定的斜率下降至设定转速,转速环通过P调节器得到转矩电流指令*i*_a,转矩电流指令根据电压极限、电流极限和转矩极限进行限幅处理。

当转速接近设定转速时,由于转速环为P调 节器,因此输出的转矩电流指令开始降低,机组 平稳达到设定转速。

4)机械制动阶段

交流励磁系统将机组制动至设定转速后,封 锁机侧脉冲,并上传监控系统"机组制动完成", 监控系统投入机械制动器,将机组转速制动为零。

3.3 转速控制分析

转速环采用P调节器主要有两方面的原因, 一方面 300 MW 变速抽蓄机组惯性较大,采用P 调节器可避免机组转速在接近设定转速后出现 超调和低频波动,机组转速可以快速平稳达到设 定转速;另一方面,机组在抽水启动工况,当转速 在调速范围内,机组就可同期并网;在发电制动 工况,由于负载转矩小,实际转速与设定值误差 很小。

在稳态,机组的转矩电流为

$$i_{\rm rq}^* = -(\omega_{\rm r}^* - \omega_{\rm r})k_{\rm p} \tag{25}$$

式中: k, 为转速环比例系数。 设负载转矩为

$$T_{\rm L} = k_{\rm L} \omega_{\rm r} T_{\rm rate} \tag{26}$$

式中: *T*_L 为负载转矩; *k*_L 为负载转矩系数; *T*_{rate} 为机组的额定转矩。

电机的定子磁通为

$$\Psi_{s} = \begin{cases} \frac{\omega_{slmax}}{\omega_{r}} \Psi_{s_{rate}} & \omega_{r} \ge \omega_{slmax} \\ \Psi_{s rate} & \omega_{r} < \omega_{slmax} \end{cases}$$
(27)

在稳态,电磁转矩与负载转矩相等

$$T_{\rm e} = T_{\rm L} \tag{28}$$

在抽水启动工况,机组的稳态转速大于最大 转差角速度,根据式(6)、式(25)~式(28)可得机 组启动的稳态转速为

$$\omega_{\rm r} = \frac{-k_{\rm p}\omega_{\rm sl\,max} + \sqrt{(k_{\rm p}\omega_{\rm sl\,max})^2 + 4k_{\rm p}k_{\rm L}\omega_{\rm sl\,max}i_{\rm rqrate}\omega_{\rm r}^*}}{2k_{\rm L}i_{\rm rqrate}}$$
(29)

式中: *i*rqrate 为电机的额定转矩电流标幺值。

在发电制动工况,电机的稳态转速小于最大 转差角速度,定子磁通在稳态为额定磁通,根据 式(6)、式(25)~式(28)可得机组制动的稳态转 速为

$$\omega_{\rm r} = \frac{k_{\rm p}}{k_{\rm p} + k_{\rm L} i_{\rm rgrate}} \omega_{\rm r}^* \tag{30}$$

4 RTDS试验结果

为了验证本文所提交流励磁系统启动和制 动变速机组策略的正确性,搭建了1台15.75 kV/ 300 MW变速抽水蓄能机组的RTDS试验系统, 如图5所示。



Fig.5 RTDS test system for variable speed pumped storage unit

系统由 RTDS 机柜、交换机、RTDS 模型、AES 控制保护系统、博电放大器和工作站组成。RTDS 模型中搭建了变速抽蓄机组和 AES 的主回路,控 制保护系统将生成的调制波发送至 RTDS。变速 电机参数为:额定功率 334 MV·A,额定有功功率 300 MW,额定电压15.75 kV,额定转速428.6 r/min, 并网运行最大转差率0.1,转动惯量2000 kg·m², 额定转速负载转矩0.01标幺值。交流励磁系统参 数为: 网侧额定功率 28 MV·A,机侧额定功率 42 MV·A,额定交流电压3 300 V,额定直流电压 5 700 V,开关频率900 Hz,转速环控制参数5。

图 6 和图 7 为机组启动的试验波形,机组经 180 s平滑升速到设定转速。



Fig.6 The whole test waveforms of unit start in the pump mode





AES首先对电机进行励磁,然后逐渐增加转 矩电流,达到额定转矩电流后,电机恒转矩运行。

随着转速的增加AES的有功功率不断增加, 当转速达到0.1标幺值时,AES输出电压和有功 功率均达到最大值。转速大于0.1标幺值后,机 组开始弱磁升速,磁通和转矩都开始减小,但 AES输出的电压和电流保持不变,因此有功功率 保持不变,随着转速的进一步上升,AES输出的 有功功率开始减小。

在抽水启动过程中,转子磁场为正序旋转, 电机转子为负序旋转,转子电流和定子电流均为 正序,转子电流频率为同步频率,定子电流频率 为转差频率。

机组设定转速为428.6 r/min,根据式(28)计 算可得机组稳态转速为422.53 r/min,RTDS试验 结果的机组稳态转速为422.6 r/min,与计算结果 一致,转速控制误差为1.4%。

虽然机组的稳态转速与设定转速存在一定的偏差,但由于机组的转速运行范围为385.7~471.4 r/min,因此该转速能够满足机组的励磁同步并网的要求。

图 8 和图 9 为机组制动的试验波形,由于负载转矩和电磁转矩同方向,机组经 138 s达到设定转速。

AES首先断开定子断路器,逐渐降低励磁电流后封锁机侧脉冲。定子短接开关闭合后,AES机侧重新开启脉冲励磁,然后工作在降功率制动阶段,随着转速的减小,转矩电流和磁通不断增



Fig.8 The test waveforms of unit stop in the generator mode



Fig.8 The detail test waveforms of unit stop in the generator mode

大,电磁转矩和有功功率不断增大。接近目标转 速时,转速调节器输出的转矩电流降低,电磁转 矩和有功功率变小,在整个制动过程中,机组均 处于降功率制动阶段。

在发电制动过程中,转子磁场为负序旋转, 电机转子为正序旋转,转子电流为负序,定子电 流为正序,转子电流频率为同步频率,定子电流 频率为转差频率。

机组设定转速为21.43 r/min,根据式(30)计 算可得机组稳态转速为21.4 r/min,RTDS试验结 果的机组稳态转速为21.4 r/min,与计算结果一 致,由于机组低速运行时,负载转矩小,因此实际 转速与设定转速偏差很小,且略低于设定转速。

5 结论

本文对变速抽蓄机组通过定子短接,交流励 磁变频启动和制动的方案进行了理论研究,对1 台300 MW变速抽蓄机组的启动和制动方案进行 了 RTDS 试验验证,研究结论如下:

1)机组的启动和制动过程,转矩电流受到电 压极限、电流极限和转矩极限的限制。由于电压 极限的限制,当电机转速大于交流励磁系统的调 速范围后,需要进行弱磁升速。由于转矩极限的 限制,当转矩电流大于转矩极限时,需要进行降 功率升速。

2)机组的启动过程主要包括励磁阶段、恒转 矩升速、恒功率升速和降功率升速4个阶段。机 组的制动过程主要包括励磁阶段和降功率制动 两个阶段。

3)机组在抽水启动过程中,转子磁场为正序 旋转,电机转子为负序旋转,转子电流频率为同 步频率,定子电流频率为转差频率。在发电制动 过程中,转子磁场为负序旋转,电机转子为正序 旋转,转子电流频率为同步频率,定子电流频率 为转差频率。

4)转速环采用P调节器,机组可平稳达到设

定转速,虽然机组启动和制动的稳态转速略低于 设定转速,但转速误差均很小,对机组后续的励 磁并网和机械制动没有影响。

参考文献

- [1] 林铭山.抽水蓄能发展与技术应用综述[J].水电与抽水蓄
 能,2018,4(1):1-4.
- [2] 蔡卫江,徐宋成,何林波.浅谈可变速抽水蓄能机组的控制 策略[J].水电厂自动化,2017,38(1):52-55.
- [3] 纪历,邵宜祥,高苏杰,等.可变速抽水蓄能机组交流励磁系 统自抗扰控制[J].电力系统自动化,2017,41(13):162-167.
- [4] 李辉,刘海涛,宋二兵,等.双馈抽水蓄能机组参与电网调频的改进虚拟惯性控制策略[J].电力系统自动化,2017, 41(10):58-65.
- [5] 邹金,赖旭,汪宁渤.大规模风电并网下的抽水蓄能机组调 频控制研究[J].中国电机工程学报,2017,37(2):564-571.
- [6] 吴毅,简优宗,杨合民.大型抽水蓄能交流励磁机组发展的 必要性及功能介绍[J].电气技术,2015(3):118-121.
- [7] 邵宜祥,纪历,袁越,等.可变速抽水蓄能机组在抽水工况下的自启动方案[J].电力系统自动化,2017,40(24):125-130.
- [8] 闫伟,张亚武,施一峰,等.抽水蓄能电站可变速机组启动 技术研究[J].水力发电,2018,44(4):81-85.

收稿日期:2018-05-31 修改稿日期:2018-09-10