華南岩葉大學

课程设计

双闭环直流调速系统设计及仿真验证

学院年级: 工程学院 08 级

组 长: 陈春明 学号 200830460102 08 自动化 1 班

成员一: 陈木生 学号 200830460103 08 自动化 1 班

指导老师: _____

日期: 2012-2-28

华南农业大学工程学院

摘要

转速、电流双闭环调速系统是应用最广的直流调速系统,由于 其静态性能良好,动态响应快,抗干扰能力强,因而在工程设计中被 广泛地采用。现在直流调速理论发展得比较成熟,但要真正设计好一 个双闭环调速系统并应用于工程设计却有一定的难度。

Matlab 是一高性能的技术计算语言,具有强大的科学数据可视化能力,其中 Simulink 具有模块组态简单、性能分析直观的优点,方便了系统的动态模型分析。应用 Simulink 来研究双闭环调速系统,可以清楚地观察每个时刻的响应曲线, 所以可以通过调整系统的参数来得出较为满意的波形,即良好的性能指标,这给分析双闭环调速系统的动态模型带来很大的方便。

本研究采用工程设计方法,并利用 Matlab 协助分析双闭环调速系统,依据自动控制系统快、准、稳的设计要求,重点分析系统的起动过程。

关键词: 双闭环 直流调速 Simulink 自动控制

目 录

1、直流电机双闭环调速系统的结构分析	•
1.1 双闭环调速系统的组成	
1.2 双闭环调速系统的结构	
2、建立直流电机双闭环调速系统的模型	
2.1 小型直流调速系统的指标及参数	
2.2 电流环设计	
2.3 转速环设计	•
3、直流电动机双闭环调速系统的 MATLAB 仿真	
3.1 系统框图的搭建	
3.2 PI 控制器参数的设置	
3.3 仿真结果	
4、结论与总结	
5、参老资料	

1、 直流电机双闭环调速系统的结构分析

1.1 双闭环调速系统的组成

为了实现转速和电流 2 种负反馈分别起作用,在系统中设置了 2 个调节器,分别是电流调节器 ACR(Current Regulator)和转速调节器 ASR(Speed Regulator),两者之间实行串级连接,其中转速调节器 ASR 的输出作为电流调节器 ACR 的输入,再用电流调节器 ACR 的输出去控制晶闸管装置。从闭环结构上看,电流调节器在里面,叫做内环,转速调节器在外边,叫做外环。双闭环调速系统的原理图如图 1 所示。

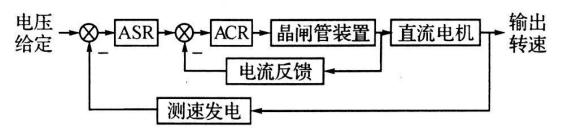


图 1 双闭环调速系统的原理图

1.2 双闭环调速系统的结构

直流电机的双闭环调速系统的结构如图 2 所示,电流调节和速度调节之间实行串联联接,及以速度调节器 ASR 的输出,作为电流调节器 ACR 的输入,再用电流调节器 ACR 的输出,作为晶闸管触发器 AT 的控制电压,从而调节晶闸管变流器的整流电压 Ud,这样,两种调节作用就能互相配合,相辅相成。为了获得良好的静态、动态性能,两个调节器一般都采用 PI 调节器。

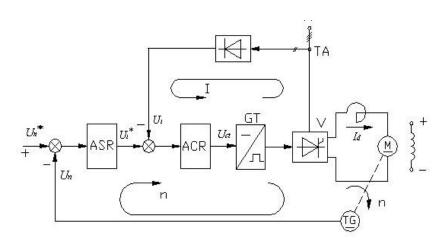


图 2 双闭环调速系统的结构图

图 1 中转速调节器 ASR 和电流调节器 ACR 的型式和参数将在设计过程中决

定。转速电流双闭环调速系统属于多环系统,电流环是内环,转速环是外环。设计先从内环入手,首先设计电流调节器,把电流环等效为转速环中的一个环节,再设计转速调节器。设计方法是根据对闭环工作的要求,选择典型系统的类型,然后按最佳参数为闭环系统设计合适的调节器,最后求出调节器参数。

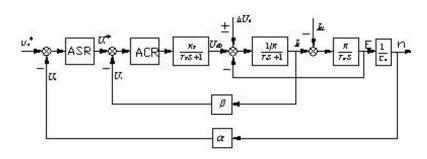


图 3 双闭环调速系统的动态结构图

双闭环调速系统的动态结构图如图 3 所示。由于检测信号和转速检测信号中常含有交流谐波成分,在反馈端加上 T 型滤波器。同时为了补偿反馈通道中的惯性作用,在给定通道中也加入时间常数相同的惯性环节。

2 建立直流电机双闭环调速系统的模型

- 2.1 小型直流调速系统的指标及参数
- (1) 静态精度(转差率 S), 在电网电压波动±10%, 负载变化±20%, 静态精度 S $\langle 5\%$, 电流和转速超调量 $\sigma \langle 10\%$, 振荡次数 N $\langle (2^{\sim}3)$, 调速范围 D $\rangle 10^{\sim}15$:
- (2) 电动机数据:额定电流 136A,额定电压 230V,功率 30KW, 额定转速 1460 转/分,电势转速比 $C_e=0.132$,电枢电阻 $R_{\Omega}=0.5\Omega$,过载系数 $\lambda=1.5$,可控硅整流装置 $K_s=40$. $T_L=0.03s$, $T_m=0.18s$ 。
- (3) 测速发电机,永磁式,额定数据为:电压 110V,电流 0.045A,转速 $1900r/\min$, $P_g = 23.1W$, $I_g = 0.21A$, $n_g = 1900r/\min$

(4) 静态计算:

根据调速范围和静差率的要求得到:

$$\Delta n = \frac{n_0 s}{D(1-s)} = \frac{1460 \times 0.05}{10(1-0.05)} = 7.33 r / \min$$

取测速反馈输出电压为 10V,则转速反馈系数: $\alpha = \frac{u_n}{n} = \frac{10}{1460} = 0.007$

ASR 饱和输出取 12V,系统输出最大电流为 $I_{dm}=2I_d$,则电流反馈系数:

$$\beta = \frac{U_i^*}{I_{dm}} = \frac{10}{2*136} 0.037$$
, \mathbb{R} 0.05

2.2 电流环设计

电流环设计主要为电流调节器的选择及参数计算。

(1) 电流环结构的简化。由于电流的响应过程比转速响应过程快得多,因此假定在电流调节过程中,转速来不及变化,从而不考虑反电动势 E 的影响,所以反电势的反馈支路相当于断开,再把反馈环节等效地移到环内。

因为 T_s 和 T_{oi} 一般比 T_1 小得多,可作小惯性环节处理,故取 $T_{\Sigma} = T_s + T_{oi}$ 。其中简化条件满足扰动作用下的闭环传递函数:

$$\frac{\Delta C(S)}{N(S)} = \frac{\frac{2*h^2*T^2}{h+1}*K2*S*(T*S+1)}{\frac{2*h^2}{h+1}*T^3*S^3 + \frac{2*h}{h+1}*T^2*S^2 + h*T*S+1}$$

电流环结构图最后简化为如下框图:

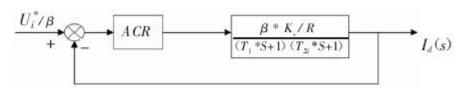


图 4 电流环的动态结构简化图

(2) 电流调节器的选择。对于经常起制动的生产机械,希望电流环跟随性能好,起超调量越小越好。在这种情况下,应该选择典型 I 型系统设计电流环。如果生产机械工作环境的电网电压波动较大,希望电流环有较强的抗电网电压扰动能力。从这个观点出发,电流环应该采用典型 II 型系统设计电流环。另外,电流环中两个时间常数之比,也可决定选择方案。在这里选用典型 I 型系统进行电流环的设计。

图 3 表明电流调节 ACR 的调节对象是双惯性环节,为了把电流环校正成典型 I型系统,ACR 函数必须是 PI调节器形式。其传递函数为

$$W_{ACR}(S) = K_i * \frac{\tau_i * S + 1}{\tau_i * S}$$

为了消去控制对象的大惯性时间常数的极点,选择 $\tau_i = T_1$,则电流环的动态结构图简化为

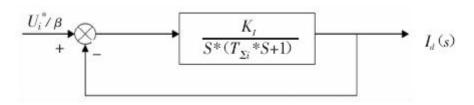


图 5 校正成典型 I 型系统的电流环

其中,

$$K_I = \frac{K_i * K_s \beta}{\tau_i * R}$$

比较典型的二阶开环传递函数,得 $K_I = K_s$, $T_{\Sigma_i} = T$ 。

(3)电流调节器参数选择。电流调节器参数是 K_I 和 τ_i 。现在已选定 $\tau_i = T_1$,而 τ_i 取决于所需的 ω_{ci} 和动态性能指标。所以

三相桥式整流电路平均失控时间: $T_s=0.0017s$,电流滤波时间常数: $T_{oi}=0.002s$ 。 电流环小时间常数: $T_{\Sigma i}=T_s+T_{oi}=0.0037$

ACR 时间常数: $\tau_i = T_l = 0.03s$

又因
$$\sigma$$
% < 5%,取 $K_I = \frac{0.5}{T_{\Sigma_I}} = \frac{0.5}{0.0037} = 135.1$

ACR 的比例系数为:
$$K_i = K_I \frac{\tau_i R}{\beta K_s} = 135.1 \times \frac{0.03 \times 0.5}{0.05 \times 40} = 1.013$$

$$\omega_{ci} = K_I = 135.1$$

(4) 实际电路的参数计算。根据以上的数据,计算模拟的电子电路实际电路的电器元件的参数如下

取: R₀=40K,

$$C_i = \frac{\tau_i}{R_i} = \frac{0.03}{40000} = 0.75 \mu F$$
 $\mathbb{R} \ 0.75 \mu F$

则实际电路图如图 6 所示。其中: D1,D2,W1,W2 构成限幅电路。

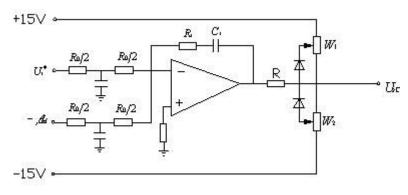


图 6 电流环原理图

2.3 转速环设计

(1) 电流环的闭环传递函数。在设计转速环时,把设计好的电流环作为转速调节器的调节对象的一部分,所以电流环的传递函数为

$$W_{ic1}(S) = \frac{K_I/(S*(T_{\Sigma i}*S+1))}{1+K_I/(S*(T_{\Sigma i}*S+1))} = \frac{1}{(T_{\Sigma i}/K_I)*S+S/K_I+1}$$

转速环的截止频率 ω_{cn} 较低,因此电流闭环传递函数可降阶近似处理,即

$$W_{ic1}(S) = \frac{1}{(1/K_I) * S + 1}$$

由于图 5 的输入信号为 U_i^*/β ,在这里考虑设计成 $K_I*T_{\Sigma_i}=0.5$,则电流环等效闭环传递函数

$$\frac{I_d(S)}{U_i^*/\beta} = \frac{1/\beta}{2 * T_{\Sigma i} * S + 1}$$

(2)转速环的简化即调节器的选择。 转速闭环部分的简化图如图 7,其中

$$T_{\Sigma n} = 2T_{\Sigma i} + T_{on}$$

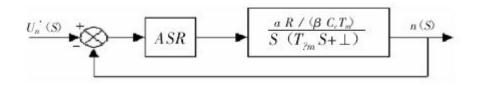


图 7 转速环的动态结构简化图

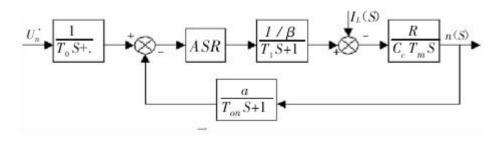


图 8 转速环的动态结构简化图

图 8 为不考虑负载 IL 的扰动情况下的简化。因为调速系统首先需要有较好的抗扰动性能,所以采用抗扰能力强的典型 II 型系统设计转速调节器。要把转速环校正为典型 II 型系统,ASR 应该采用 PI 型,其传递函数为

$$W_{ASR}(S) = K_n \frac{\tau_n * S + 1}{\tau_n * S}$$

调速系统的开环传递函数为

$$W_n(S) = \frac{K_n * a * R * (\tau_n * S + 1)}{\tau_n * B * C_e * T_m * S^2 * (T_{\Sigma_n} * S + 1)} = \frac{K_N * (\tau_n * S + 1)}{S^2 * (T_{\Sigma_n} * S + 1)}$$

式中,

$$K_{N} = \frac{K_{n} * a * R}{\tau_{n} * B * C_{e} * T_{m}}$$

- (3) 转速调节器参数的选择。
- 1) 确定时间常数:

电流环等效时间常数为 $2T_{\Sigma i}=0.0074s$

转速滤波时间常数为取为 $T_{on}=0.01s$

转速环小时间常数 $T_{\Sigma n}=2T_{\Sigma i}+T_{on}=0.0174\,\mathrm{s}$

2) 根据性能指标选取 h=5

ASR 的超前时间常数 $\tau_n = hT_{\Sigma n} = 5 \times 0.0174 = 0.087s$

转速环开环增益
$$K_N = \frac{h+1}{2h^2T_{\Sigma_n}^2} = \frac{5+1}{2\times25\times0.0174} = 396.4$$

ASR 的比例系数为:

$$k_n = \frac{(h+1)\beta C_e T_m}{2h\alpha R T_{\Sigma_n}} = \frac{6 \times 0.05 \times 0.132 \times 0.18}{2 \times 5 \times 0.007 \times 0.5 \times 0.0174} = 11.7$$

转速截止频率
$$\omega_{cn} = \frac{K_N}{\omega_1} = K_N \tau_n = 396.4 \times 0.087 = 34.5$$

(4)实际电路的参数计算。根据以上的数据,计算模拟的电子电路实际电路的电器元件的参数如下

取 R₀=20K Ω

$$R_n = K_n R_0 = 11.7 \times 40 = 468$$
, $Ω 70 K Ω$,

$$C_{on}=4T_{on}/R_0=4\times0.01/40=1 \mu F. \quad \text{IM} \ 1 \mu F$$

实际原理图如图 8 所示:

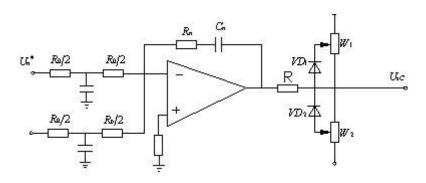


图 9 转速调节器原理图

3 直流电动机双闭环调速系统的 MATLAB 仿真

3.1 系统框图的搭建

启动 MATLAB 软件的仿真工具箱 SIMULINK,新建一个模板,然后将各个需要的子模块拖拽到新建的模板上,最后搭建系统如图 10 所示。

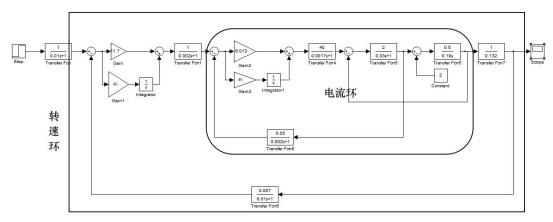


图 10 直流电机双闭环调速系统的仿真系统框图

图 10 所示的系统框图是根据图 11 的直流电动机双闭环调速系统的动态结构图来搭建的。其中,在电流环的内部有一处接线是经过修改的,所以,最后以图 10 的系统框图为标准仿真结果。

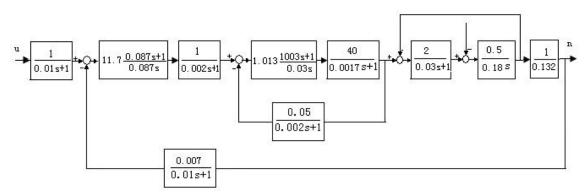


图 11 直流电动机双闭环调速系统的动态结构图

3.2 PI 控制器参数的设置

在电流环和转速环的内部都各有一个 PI 控制器,其中一开始设置的参数是根据计算估算出来的,然后经过仿真结果的调试,不断修改这两个控制器的参数,最后得出满意的系统响应曲线后,就把 PI 控制器的参数记录下来,并以此为最后的仿真结果参数。

图 10 中,电流环内的比例控制器的参数取 6.013;积分控制器的参数取值如图 12 所示。转速环内的比例控制器的参数取 11.7;积分控制器的参数取值如图 13 所示。

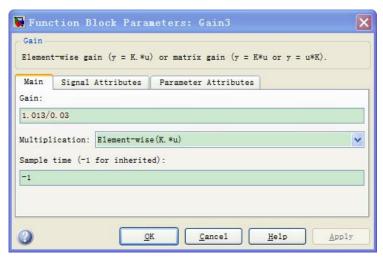


图 12 电流环的积分控制器的参数取值图

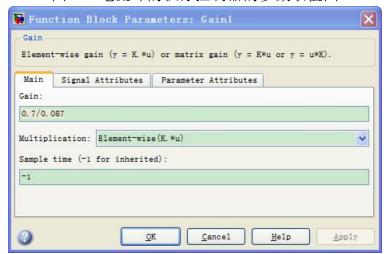


图 13 转速环的积分控制器的参数取值图

3.3 仿真结果

整个系统框图搭建完毕后,就可以开始设置仿真时间进行系统的响应曲线仿真。在这里给出仿真时间分别为10s和3s的仿真结果图,如图14和图15所示。

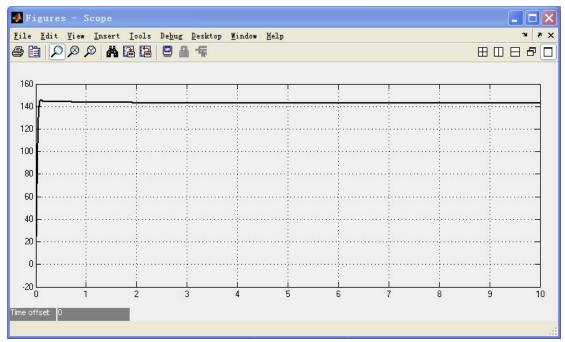


图 14 仿真时间 10 s 的结果图

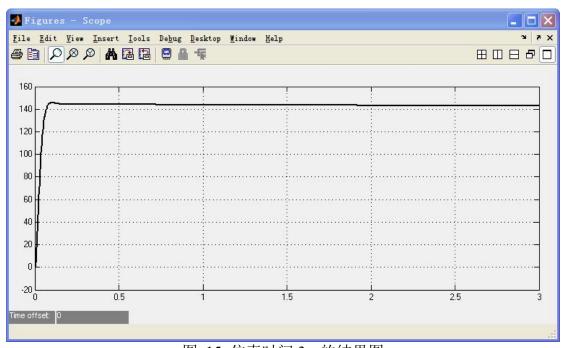


图 15 仿真时间 3 s 的结果图

从图 14 和图 15 两幅图中可以看出,系统的响应时间极短,超调量也很少,完全达到了双闭环的调节控制效果。以下是仿真系统中记录的数据。

峰值: 145.7;

稳定值: 143.1;

调节时间: 0.06 s;

上升时间: 0.105 s;

超调量: (145.7-143.1) /143.1=1.817%。

超调量是反映系统的相对稳定性,超调量越小,相对稳定性越好,动态响应越平

稳;系统的调节时间(又称为过渡过程时间)<=0.1 s,它是衡量系统调节过程的快慢,本系统调节过程很短,系统很快达到稳态值;系统的上升时间<=0.12 s,系统的上升时间表征了动态相应的快速性,系统的上升时间很小,说明系统具有很快速的动态响应特性。另外,本系统还具有良好的抗负载扰动的能力。

4、结论与总结

直流调速系统是传统的调速系统,自19世纪80年代起至19世纪末以前,工业上传动所用电动机一直以直流电动机为唯一方式。它具有稳速精度高、调速比大、响应时间短等特点,宜于在广泛范围内平滑调速,故广泛应用于轧钢、机床、轻工、计算机、飞机传动机构等领域。

近年来,交流调速系统发展很快,被科学技术水平较高的西方国家所广泛采用,与直流调速相比,交流调速有本身固有的优点:结构简单、坚固耐用、经济可靠及小动态相应性能好等,还能实现高速拖动,而且电源广泛。但由于直流拖动系统在理论上和时间上都比较成熟,具有良好的起、制动性能,从反馈闭环控制的角度来看,直流拖动控制系统又是交流拖动控制系统的基础,所以我们应该很好的掌握直流拖动控制系统。

但是直流调速系统的设计是一个庞大的系统工程,。对于一个经过大量分析、计算、设计、安装等一系列工作的系统究竟能否一次性调试成功,这关系到已经投入的大量人力、财力、物力是否会浪费的问题。因此,一个直流调速系统在正式投入运行前,往往要进行仿真调试。

总之,直流电动机双闭环调速系统具有快速起动,快速调速,能获得很快的响应速度的性能,而且能使系统在过渡过程中,处于最佳状态,起动时间最短。由于双闭环系统不仅能加快起动过程,还能在正常工作时提高响应速度,所以是直流拖动控制中常用的结构形式。对转速、电流双闭环调速系统,基于快、准、稳的系统设计原则,从数学建模到电流环的设计、转速环的设计,以及实现系统的串级控制,最后利用 SIMULINK 进行系统仿真,得出波形并分析了起动过程。通过对双闭环调速系统的研究,可概括出系统起动过程的 2 个鲜明特

点:饱和非线性控制和准时间最优控制。只要选择合理的系统参数,即可得到良好的起动过程,从而有效地提高生产效率。

将计算机仿真技术应用到双闭环调速系统中,可以极大地节省系统开发时间,提高系统设计的标准化,仿真的结果能对实际的系统设计起到前期规划与指导的作用,从而起到减少硬件设计成本、提高硬件安装的准确性。

5、参考资料:

控制,电力电子技术,模拟电子技术,MATLAB 仿真技术。