

一阶惯性延时系统的免分析建模法 —— MATLAB 在大林算法建模仿真中的应用

郑剑翔

(福州大学自动化研究所, 福建 福州 350002)

摘要: 利用 MATLAB 软件对一阶惯性延时系统免分析建模. 通过对实际被控对象施加阶跃激励可获得实际系统的阶跃响应数据, 利用 MATLAB 软件的“fminsearch”命令可方便地求得与实际数据有最小均方差的响应曲线数学表达式, 通过变换运算得到被控对象的传递函数 $G_p(Z)$. 根据大林(Dahlin)控制算法理论, 先设定期望的闭环系统函数 $\Phi(Z)$, 由此二函数便可得到控制器的函数 $G_c(Z)$. 利用 MATLAB 中的 SIMULINK 工具建立仿真模型, 通过对此模型的仿真运行, 便可得到控制器的最佳参数.

关键词: 大林控制算法; 建模; 仿真; MATLAB

中图分类号: TP271.2

文献标识码: A

A method of modeling for first - order inertia delay system ——the application of MATLAB in simulation for algorithm of Dahlin controller

ZHENG Jian - xiang

(Institute of Automation, Fuzhou University, Fuzhou, Fujian 350002, China)

Abstract: This article introduces a simple and precise way to establish a first - order inertia delay system's simulation model without quantitative analysis. We can get the data of step response of the system by applying a step stimulate signal to the system and sampling its response. Then we use MATLAB software to get a mathematic expression which has least mean square deviation to original data and further to derive system's Z function $G_p(Z)$. According to Dahlin control algorithm, we can determine a expecting close loop system function $\Phi(Z)$ and then the controller function $G_c(Z)$ can derive from them. Using SIMULINK tool the simulation model is easy established for these function. After runing the simulation, we can get the best parameters of the controller.

Keywords: Dahlin algorithm controller; modeling; emulating; MATLAB

1 概述

一阶惯性延时系统是实际工业控制中常见的控制问题. 使用大林(Dahlin)控制算法解决此类问题比较理想^[1]. 该算法可简单表达为: 如图1所示的单回路控制系统, $G_p(Z)$ 为被控对象传递函数, $G_c(Z)$ 为数字控制器函数, 则闭环系统的传递函数 $\Phi(Z)$ 可用式(1)表示.

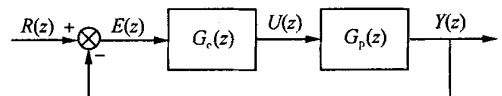


图1 单回路控制系统框图

Fig. 1 Block - diagram of a close - loop control system

$$\Phi(Z) = \frac{Y(Z)}{R(Z)} = \frac{G_c(Z)G_p(Z)}{1 + G_c(Z)G_p(Z)} \quad (1)$$

从式(1)中可解出数字控制器 $G_c(Z)$, 如式(2)所示.

$$G_c(Z) = \frac{U(Z)}{E(Z)} = \frac{1}{G_p(Z)} \cdot \frac{\Phi(Z)}{1 + \Phi(Z)} \quad (2)$$

如果已知被控对象的传递函数, 并确定闭环系统的函数, 则可得到控制器函数 $G_c(Z)$. 由此可知, 该算法的特点是根据被控对象的函数并设定期望的闭环响应(其特性为一阶惯性加纯延时), 然后由此得到满足这种响应的控制器.

对于被控对象的传递函数, 按常规方法, 需要对研究对象进行物理定量的数学分析, 建立微分方程或状态方程, 得到描述系统的数学模型, 才能进行计算机仿真. 但在实际问题中, 系统的惯性和延时特性由许多复杂的因素组成, 难以进行定量分析. 从系统分析理论知道, 系统的冲击响应的拉氏变换式即为系统的传递函数. 实际操作中获得冲击响应难以实现, 而阶跃响应却比较容易得到. 从理论分析知道, 系统的阶跃响应为系统的冲击响应与阶跃信号的卷积, 经过拉氏变换后就是乘积的关系. 即:

$$F(S) = H(S) \cdot U(S) = H(S) \cdot (1/S) \quad (3)$$

式中: $F(S)$ 为系统的阶跃响应的 S 函数; $H(S)$ 为系统的传递函数; $U(S)$ 为阶跃信号的拉氏变换. 如果知道了阶跃响应 $F(S)$, 从式(3)很容易解得系统的传递函数: $H(S) = F(S) \cdot S$. 利用 MATLAB 软件的连续到离散系统的转换命令“c2d”, 可方便地把 S 函数 $H(S)$ 转换为 Z 函数 $H(Z)$. 式(2)中的 $G_p(Z)$ 就是被控对象的传递函数. 有了准确描述被控对象的传递函数 $G_p(Z)$ 并设定期望的闭环系统函数, 从公式(2)可得到控制器函数 $G_c(Z)$. 有了数学模型, 就可以利用 MATLAB 软件中的 SIMULINK 工具建立仿真模型, 在计算机上对控制过程做精确的仿真调试, 由此可减少在实际机器上的调试操作. 这点对某些问题是非常重要的. 将该方法应用于测厚和液压的无卡轴旋切机^[2]的仿真实验, 结果较为理想.

2 阶跃响应的获得

从图 1 可知, 只要令 $R(Z)$ 不变, 控制器 $G_c(Z)$ 输出一个阶跃量, 便可在控制器输入端得到被控对象 $G_p(Z)$ 的阶跃响应. 专门编一段程序完成阶跃响应的采样记录和数据传送, 便可得到 $G_p(Z)$ 的阶跃响应数据并通过通信接口送给 PC 计算机. 在编写采样记录程序时, 需要注意采样周期和输出幅度的选取和记录. 对于旋切机例子, 设输出阶跃幅度(送给 D/A 转换器的数值的变化量)为 5. 此数值经 D/A 转换变为控制液压电磁阀电压阶跃, 进而引起进刀速度的变化, 最后在厚度检测传感器中得到反映切割厚度电压信号变化. 此电压经 A/D 转换后就是所需要的被控对象的阶跃响应采样值. 采样周期为 0.01 s, 把各采样点的时间值和幅度值分别以数组名为“xdata”和“ydata”输入到 MATLAB 工作空间. 其输入的方法有多种. 最简单的方法是, 在采样送给 PC 计算机时将它保存为扩展名为“dat”的数据文件, 如“ydata.dat”, 数据间可以是逗号或空格相隔, 也可竖列排列. 然后将其拷贝入 MATLAB 的工作目录“work”文件夹内. 再用“load ydata.dat”命令就可将它载入 MATLAB 工作空间内存. 时间轴可用命令“xdata=0:0.01:0.5”命令产生. 它们都是长度为 51 的一维数组. 图 2 中的“*”点线就是采样获得的原始数据曲线.

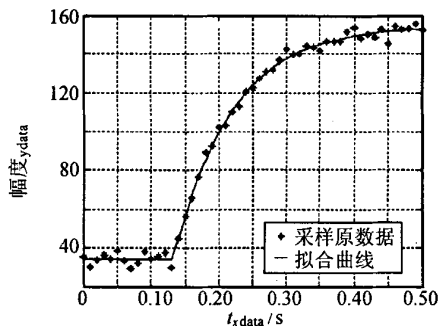


图 2 曲线拟合结果图

Fig. 2 Result of fitcurve

3 传递函数的导出

一阶惯性延时系统的阶跃响应为延时的指数上升曲线. 可用下式表示:

$$Y(t) = A \cdot (1 - \exp(-\alpha(t - t_0))) \cdot U(t - t_0) \quad (4)$$

其中: A 为幅度; α 指数系数; t_0 为延时常数.

现在的问题是如何找到合适的 A 、 α 、 t_0 , 使得表达式(4) 与采样获得的曲线相吻合. 只要曲线能吻合, 我们就获得了被控对象的阶跃响应的数学表达式, 经过拉氏变换有: $Y(S) = A \cdot \alpha \cdot \exp(-t_0 \cdot S)/(S \cdot (S + \alpha))$, 其传递函数则为:

$$H(S) = Y(S) \cdot S = A \cdot \exp(-t_0 \cdot S)/(t_r \cdot S + 1)$$

其中, $t_r = 1/\alpha$ 为上升时间常数.

这是一个曲线拟合的问题. 用 MATLAB 中多变量函数查找最小值的函数命令“fminsearch”可很方便地解决此问题. 在实际问题中, 用式(4)拟合图 2 的曲线还存在一个问题, 图 2 可以看到在起始延时阶段不为零, 有一个直流分量. 这是 A/D 转换所必须的, 但这个量与系统的动态特性无关. 为了求得曲线的精确拟合, 也必须给式(4)增加一个直流分量 d_0 . 因此, 以 A 、 t_r 、 t_0 、 d_0 为自变量, 用“fminsearch”命令求得具有与实际曲线最小均方差的估计曲线, 也就得到了所求的数学表达式.

为此建立曲线拟合函数的 m 文件“fitcurve.m”:

```
function [ estimates, model ] = fitcurve(xdata, ydata, start_point)
model = @ expfun;                                     % 建立函数句柄
estimates = fminsearch(model, start_point);           % 调用求最小值函数
function [ sse, FittedCurve ] = expfun(params)        % 定义 EXPFUN 子函数
    A = params(1);                                     % A 参数赋值
    t_r = params(2);                                   % t_r 参数赋值
    t_0 = params(3);                                   % t_0 参数赋值
    d_0 = params(4);                                   % d_0 参数赋值
    U = zeros(size(xdata - t_0));
    U((xdata - t_0) ≥ 0) = 1;                          % 产生延时了 t_0 的 U(t) 序列
    FittedCurve = (1 - exp(-(xdata - t_0)./t_r)) * A;
    FittedCurve = FittedCurve * U + d_0;              % 求曲线值 = 式(4) + d_0
    ErrorVector = FittedCurve - ydata;               % 求误差
    sse = sum(ErrorVector.^2);                        % 求误差平方和
end
end
```

以上程序中, 子函数 expfun 就是用确定的参数 A 、 t_r 、 t_0 、 d_0 , 按照式(4)加直流 d_0 规则计算曲线值, 然后求出与已知数据误差的平方和. 子函数被“fminsearch”命令所调用. 为了使求最小值过程能最后收敛于正确值, 必须给 A 、 t_r 、 t_0 、 d_0 4 参数一个估计值, 将此估计值赋予数组“start_point”. 从图 2 很容易对此 4 个参数做出估计 $A = 150$, $t_r = 0.1$, $t_0 = 0.13$, $d_0 = 30$, t_r 值的估计是阶跃上升 60% 处的时刻减阶跃开始上升的时刻. 这些估计值不必很准确, 50% 的误差都可以通过. 在 MATLAB 命令窗输入:

```
start_point = [150 0.1 0.12 30];
```

加上上述的 $xdata$, $ydata$ 两个数组, 就有了调用“fitcurve”函数的必备参数. 但要注意 $xdata$, $ydata$ 万方数据

必须是同为行数组或列数组. 如不一致, 必须转置. 执行:

```
[ estimates, model ] = fitcurve(xdata, ydata, start_point)
```

命令就可得到:

```
estimates = 120.831 1 0.086 3 0.132 2 34.093 4
```

```
model = @ fitcurve/expfun
```

数组 estimates 的内容就是想要的 A 、 t_r 、 t_0 、 d_0 数值. Model 为所求函数的句柄. 为了将结果与原始数据绘图比较, 执行: `[sse, FittedCurve] = model(estimates);`

命令可求出拟合后的曲线值在“FittedCurve”数组中, “sse”为最小均方差. 以下为绘图命令:

```
plot(xdata, ydata, ' * ');
```

```
hold on;
```

```
plot(xdata, FittedCurve, ' r ');
```

图 2 为拟合结果图. 由此得到所求的被控对象的阶跃响应的数学表达式为:

$$Y(t) = 120.8311 \cdot (1 - \exp(-(t - 0.1322) / 0.0863)) \cdot U(t - 0.1322)$$

这里忽略了直流分量, 因为它与系统的动态特性无关. 经拉氏变换得到传递函数为:

$$H(S) = Y(S) \cdot S = 120.8311 \cdot \exp(-0.1322 \cdot S) / (0.0863 \cdot S + 1)$$

4 大林控制算法建模仿真

对于线性系统, 常系数可归到系统的放大倍数 K 中考虑. 因此得归一化的被控对象函数为:

$$G_p(S) = \exp(-0.1322 \cdot S) / (0.0863 \cdot S + 1) = \exp(-t_0 \cdot S) / (t_r \cdot S + 1)$$

大林指出, 通常期望的闭环响应是一阶惯性加纯延时形式, 其延时时间等于对象的延时时间 $t_0^{[1]}$, 确定期望的闭环响应设计为:

$$\Phi(S) = \exp(-0.1322 \cdot S) / (0.035 \cdot S + 1) = \exp(-t_0 \cdot S) / (t_b \cdot S + 1)$$

并取采样时间为 $t_s = 0.12$ s, $t_b = 0.035$ s. 采样时间 t_s 与闭环响应的时间常数 t_b 的选取是先根据经验取 $t_s \approx 0.9t_0$, t_b 取在 $0.3t_0$ 和 $0.5t_r$ 之间, 通过仿真再加以调整.

以下命令是将两函数输入 MATLAB 并转换成 Z 函数. 再根据式(2) 求出控制器函数 $G_c(Z)$. 把这些命令存为“gethf.m”文件到工作目录, 调试时只要在编辑器中修改相应参数后保存. 然后执行此文件就立即得到新的 $G_c(Z)$ 数据.

```
gps = tf([1], [0.0863, 1], 'inputdelay', 0.1322); % 输入  $G_p(S)$ .
sys = tf([1], [0.035, 1], 'inputdelay', 0.1322); % 输入  $\Phi(S)$ .
ts = 0.12; % 输入采样时间.
gpz = c2d(gps, ts, 'zoh'); % 将  $G_p(S)$  转换为  $G_p(Z)$ .
dsys = c2d(sys, ts, 'zoh'); % 将  $\Phi(S)$  转换为  $\Phi(Z)$ .
gcz = 1/gpz * dsys / (1 - dsys); % 根据式(2) 求出控制器函数  $G_c(Z)$ .
[num, den] = tfdata(dsys1, 'v'); % 获得  $G_c(Z)$  的分子和分母的系数数组.
```

在命令窗输入“gethf”, 便产生了控制器的传递函数. 再输入“gcz”便看到它的表达式:

$$H(z) = z^{-1} * \frac{0.954z^7 - 0.2549z^6 + 0.003897z^5 + 0.0001092z^4}{0.7132z^6 - 0.008463z^5 - 0.6822z^4 - 0.0236z^3 + 0.0009713z^2 + 1.658e(-005)z} \quad (5)$$

用 simulink 工具创建如图 3 的仿真模型^[3]. 其中控制器模块是 simulink 离散模块库中的传输函数“Discrete Transfer Fun”模块. 双击它可弹出参数设置对话框. 该对话框有 3 项内容: 分子系数、分母系数、分子阶数

数和采样时间. 可直接用对应的变量名填入. 但要注意, 由于产生的“den”数组的内容是降一阶的数据, 因此需在“den”后面加个零. 即在 3 个空格中分别填入“num”、“[den 0]”、“ t_s ”. 这样当修改参数执行“gethf”文件后, 改变后的数据自动传递到模块中, 可立即运行仿真看结果, 十分便捷. 被控对象是用连续模块库中的“Transfer Fun”和“Transport Delay”模块组成. $G_p(s)$ 参数设置同样在其设置对话框中, 并在图 4 中可见其数据. 延时模块时间取 0.132 2 s. “Step”模块为阶跃信号源, “scope”是示波器.

做完这些工作就可以进行仿真运行了. 把仿真停止时间设为 1 s, 按下运行按钮, 双击“scope”就可以看到被控对象在阶跃信号驱动下的输出波形如图 4. 当然这个理想的曲线是经过反复仿真调试的结果, 所选用的参数是 $t_s = 0.12$ s, $t_b = 0.035$ s.

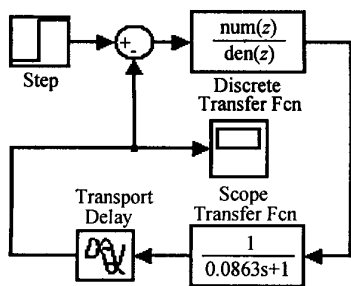


图 3 仿真模型图

Fig. 3 Simulink model

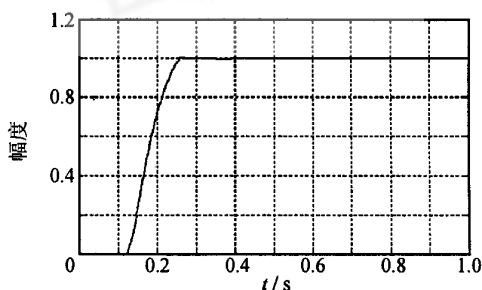


图 4 仿真闭环系统阶跃响应曲线

Fig. 4 Step response by simulating the closed-loop system

5 控制器编程

从图 1 和式(5) 可知控制器的输出为:

$$U(Z) = G_c(Z) \cdot E(Z) = (\text{num}(Z)/\text{den}(Z)) \cdot E(Z)$$

从上式解得:

$$U(Z) \cdot \text{den}(Z) = E(Z) \cdot \text{num}(Z)$$

$$\text{即: } U(Z) \cdot \sum a_r Z^{-r} = E(Z) \cdot \sum b_r Z^{-r} \quad (r = 0, 1, 2, \dots, 7)$$

$$\text{求逆变换得: } \sum a_r \cdot u(k-r) = \sum b_r \cdot e(k-r) \quad (r = 0, 1, 2, \dots, 7)$$

$$\text{解得: } u(k) = (b_0 \cdot e(k) + \sum (b_r \cdot e(k-r) - a_r \cdot u(k-r)))/a_0 \quad (r = 1, 2, \dots, 7)$$

$$\text{即: } u(k) = (b_0/a_0) \cdot e(k) + F(k) \quad (6)$$

$$\text{其中: } F(k) = (\sum (b_r \cdot e(k-r) - a_r \cdot u(k-r)))/a_0 \quad (r = 1, 2, \dots, 7) \quad (7)$$

对应于式(5) 中的各系数 a_r 和 b_r 分别为 (忽略小于 0.002 的数):

$$a_0 = 0.7132, a_1 = -0.00846, a_2 = -0.6822, a_3 = -0.0236, a_4 = a_5 = a_6 = a_7 = 0$$

$$b_1 = 0.954, b_1 = -0.2549, b_2 = 0.0039, b_3 = b_4 = b_5 = b_6 = b_7 = 0$$

将这些系数代入式(6)、式(7) 有:

$$u(k) = 1.3376 \cdot e(k) + F(k-1) \quad (8)$$

$$\begin{aligned} F(k-1) = & -0.3574 \cdot e(k-1) + 0.0056 \cdot e(k-2) - 0.0119 \cdot u(k-1) \\ & - 0.9565 \cdot u(k-2) - 0.0331 \cdot u(k-3) \end{aligned} \quad (9)$$

这些系数都是归一化后的系数, 在编写实际控制器程序时, 必须考虑信号的幅度, 也就是要考虑被控对象 (包括除了软件控制器以外的所有环节) 的放大倍数 K_p . 对于本文采集的数据来说, $K_p =$ 万方数据

120.83/5 = 24.166。因此，软件控制器的放大倍数必须等于 1/24.166。保证闭环增益等于 1，才能保证实际开发的控制器的效果符合仿真的结果。按照式(8)、式(9)便可设计运算程序，其方框图如图 5 所示。

程序中，控制器的输出紧接在 $U(k)$ 运算完成之后，这样有利于减少系统的延时。输出之后再计算 $F(k)$ 并保存，以备下次循环计算 $U(k)$ 使用。本次的 $F(k)$ 即为下次的 $F(k-1)$ ，因此只需要计算 $F(k)$ 即可。控制目标值可以是软件内部设定的某恒定值，也可以是外部给定的某变量。总之是被控对象跟踪的目标。

6 结果与讨论

在开发基于测厚和液压的无卡轴旋切机的过程中，运用此方法进行调试，取得了满意的效果。整个调试过程只在机器上进行了一次跃阶响应采样操作，其余调试工作都在计算机上进行仿真。参数确定后，实际开机无需再调整，就能达到理想的切割效果。图 6 是调试结果的实验曲线。与图 4 的仿真结果曲线相比，除了有小幅噪声信号存在外，曲线的整体趋势基本相同。而这噪声是由于测厚机构的振动和木片纹理粗糙造成的，这不影响切割质量。实践证明，此方法是调试一阶惯性延时控制系统的行之有效的方法，具有操作简便、节约资源、保障安全、仿真精确等优点。这些都是得益于功能强大的 MATLAB 软件。本文使用的是 7.1 版本。

上述方法适用于一阶惯性延时系统。从理论上来说，也适用于其他系统，但如何实现还有待进一步研究。至于如何知道所研究的对象就是一阶惯性延时系统，这只要看所获得的阶跃响应曲线是否是如图 2 所示的指数曲线，因为这由系统理论所决定的。

参考文献：

[1] 刘金琨. 先进 PID 控制及其 MATLAB 仿真[M]. 北京：电子工业出版社，2003.
[2] 郑剑翔. 基于测厚和液压的无卡轴旋切机[J]. 福州大学学报：自然科学版，2006，34(4)：529-532.
[3] 姚俊，马松辉. Simulink 建模与仿真[M]. 西安：西安电子科技大学出版社，2002.

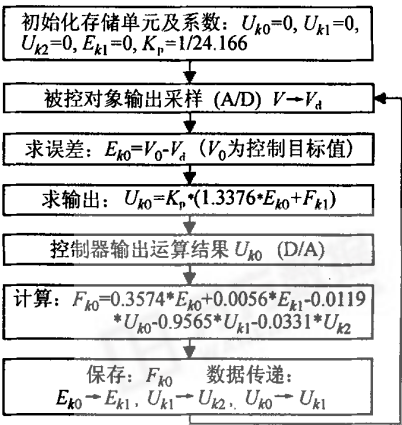


图 5 控制器运算程序方框图
Fig. 5 Flow - diagram of controlling software

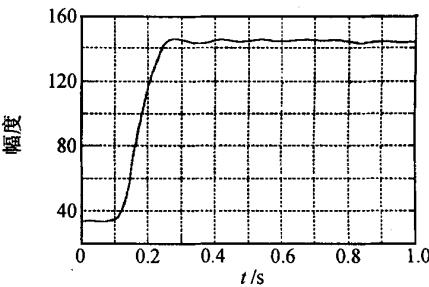


图 6 在阶跃信号驱动的实验曲线
Fig. 6 Step - response of real machine