

# 一种时间最优控制系统的设计方法\*

刘兴良

(北京工业学院)

## 摘 要

本文对被控对象为二阶的时间最优控制系统提出了一种设计方法,给出了一种系统结构方案,简述了该法的特点。

## 一、提出问题

时间最优控制已有成熟的理论,但应用还不广泛,其原因在于结构比较复杂。例如,设图1所示系统有斜坡输入(速度为 $C$ ),被控对象运动方程为

$$T\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) = Ku(t). \quad (1)$$

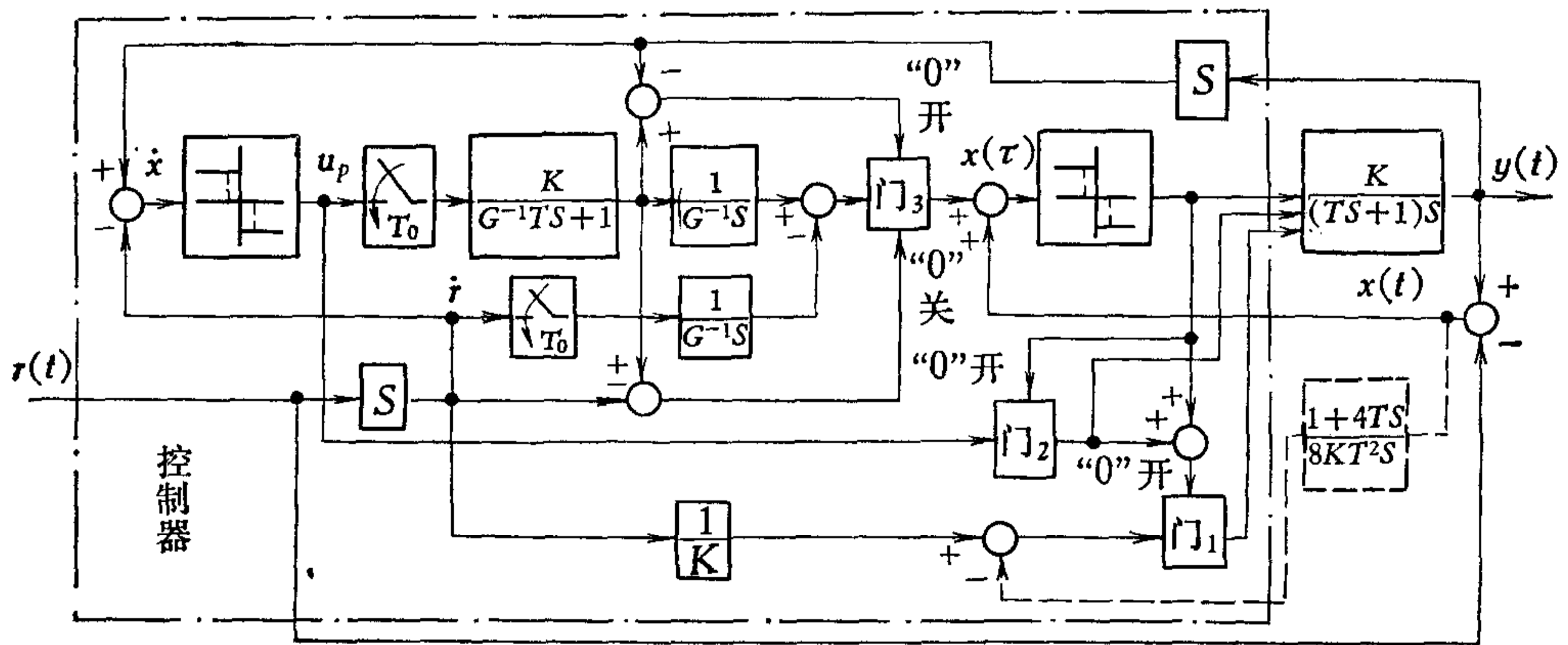


图1 系统结构(示意)图

控制作用  $u(t)$  受有物理条件限制,  $|u(t)| \leq M$ 。今要求确定最优控制  $u(t)$ , 使得系统从  $t=0$  时的初始输出  $y(0) = \dot{y}(0) = 0$ , 以最短时间  $t_f$  跟上输入  $r(t)$ 。即, 当  $t \geq t_f$  时, 有  $y(t) = r(t)$ ,  $\dot{y}(t) = \dot{r}(t) = C$ , 且保证下述性能指标

$$J(u) = \int_0^{t_f} dt = t_f \quad (2)$$

为最小。

选位置误差  $x(t) = y(t) - r(t)$ , 速度误差  $\dot{x}(t) = \dot{y}(t) - \dot{r}(t) = \dot{y}(t) - C$  作

\* 本文曾在1979年11月全国自动化技术应用学术年会上宣读。本文修改稿于1980年3月13日收到。

为状态变量。终端状态即为  $x(t_f) = \dot{x}(t_f) = 0$ ，是状态平衡点。由式(1)就可求得

$$\ddot{x}(t) = -\frac{\dot{x}(t)}{T} + \frac{1}{T} [Ku(t) - C]. \quad (3)$$

按时间最优控制中通常使用的“开关线设计方法”，可求得，由状态  $x(t)$ ， $\dot{x}(t)$  转移到状态原点的最优控制为

$$u(t) = -M \operatorname{sgn} \left\{ x(t) + T\dot{x}(t) \pm T(KM \mp C) \ln \left[ 1 \mp \frac{\dot{x}(t)}{KM \mp C} \right] \right\}. \quad (4)$$

由{·}开关线表示式看出，当系统参数  $K, M, T$  固定不变，输入  $r(t)$  的速度  $C$  不同时，开关线则不同，且上下半枝不对称。判定最优控制  $u(t)$  的控制器，一般说要用在线数字计算机(或是用具有较多记忆单元的存储装置加模拟计算机)。为了既可实现时间最优控制，结构又简单，建议采用如下设计方法。

## 二、设计思想

本设计方法的思路是，设想用  $u(t)$  的极值  $\pm M$  控制系统(或物理模型)以消除速度误差  $\dot{x}(t)$ ，预算(或测量)出  $\dot{x}(t)$  变为零时刻  $t = \tau$  的位置误差  $x(\tau)$ ，则用  $u(t)$  的极值  $\pm M$  控制系统去消除  $x(\tau)$  就是时间最优控制。本设计法中，将系统的控制器判定最优控制分为三步：第一步，当  $t = t$  时，设想根据  $\dot{x}(t)$  是正或负，选用控制  $u_p = -M \operatorname{sgn} \dot{x}(t)$  (当  $\dot{x}(t) = 0$  时  $u_p = 0$ ) 去控制被控制对象或物理模型(状态为  $x(t), \dot{x}(t)$ )。第二步，计算(或测量出)被控对象或物理模型在  $u_p$  控制下，在  $t = \tau$  时，系统速度误差变为零 ( $\dot{x}(\tau) = 0$ ) 所对应的位置误差  $x(\tau)$ 。第三步，根据  $x(\tau)$  的值是正或负，就可确定对应于状态  $x(t), \dot{x}(t)$  的最优控制， $u(t) = -M \operatorname{sgn} x(\tau)$  (当  $x(\tau) = 0$  时  $u(t) = u_p$ )。

例如，图2中，当  $t = t$  时，状态位于相平面  $A$  点，因  $\dot{x}(t) < 0$ ，则  $u_p = M$ 。在  $u_p$  控制下，被控对象或物理模型的状态相迹如虚线  $AA'$  所示， $A'$  是相迹与  $x$  轴交点。瞬时地求得  $x(\tau) > 0$ 。根据  $x(\tau) > 0$  就确定了对应于状态  $x(t), \dot{x}(t)$  的最优控制  $u(t) = -M$ 。在此控制下，系统进行状态转移。经过一个采样周期后，状态运动到  $B$  点，即  $x(t_1), \dot{x}(t_1)$ 。此时再进行一次最优控制判定： $\dot{x}(t_1) < 0$ ， $u_{p_1} = M$ ；立即求得被控对象或物理模型在  $u_{p_1}$  控制下速度误差  $\dot{x}(\tau_1) = 0$  情况下的  $x(\tau_1) = 0$ ；对应于状态  $x(t_1), \dot{x}(t_1)$  的最优控制  $u(t_1) = u_{p_1} = M$ 。在此最优控制下，系统继续进行状态转移。控制器按上面的步骤不断地判定各采样时刻应有的最优控制，系统在最优控制作用下不断地进行状态转移，最后使系统以最短时间到达平衡点。当状态转移到平衡点时，即  $x(t) = \dot{x}(t) = 0$  时，应取  $u(t) = C/K$ ，以保证系统准确地跟踪输入  $r(t)$ ，无跟踪误差。

应当指出，上述控制器判定最优控制  $u(t)$  的过程，相对系统反应速度讲应是瞬时完

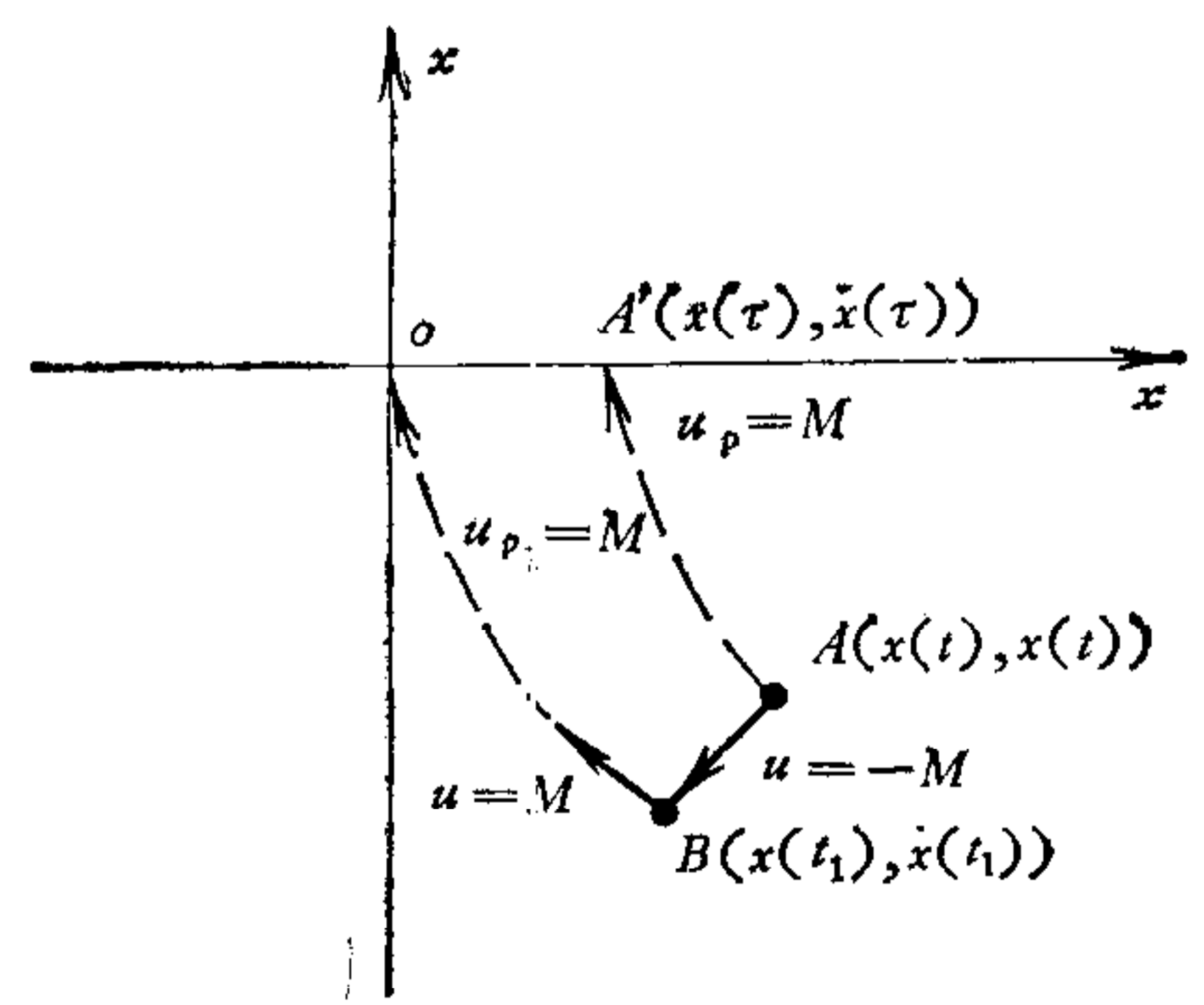


图2 时间最优控制相迹图

成的,而采样计算点数目趋于无限多,该系统就可实现时间最优控制。实际上,采样计算点只可能取有限个,计算  $x(\tau)$  也要用一定时间,所以只能实现近似的时间最优控制。这和用计算机按式(4)判定最优控制  $u(t)$  的方法是完全相同的。

### 三、系统结构

本系统中,控制器可用数字计算机、专用模拟计算器,物理模拟装置加一些简单元件来充当。后者又可有多种方案。图1为一方案示意图。此处将  $x(\tau)$  分成三部分来求(图1):

$$\begin{aligned} x(\tau) &= x(t) + [y(\tau) - n(\tau)] - [y(t) - r(t)] \\ &= x(t) + [y(\tau) - y(t)] - [r(\tau) - r(t)], \end{aligned} \quad (5)$$

其中  $x(t)$  位置误差为必测的量。  $y(\tau) - y(t) \triangleq \Delta y$ , 是被控对象在  $u_p$  控制下由时刻  $t$  到  $\tau$  的变化值,而  $r(\tau) - r(t) \triangleq \Delta r$  是输入  $r(t)$  由时刻  $t$  到  $\tau$  的变化值,二者都可以用快速模型求得。图1给出的方案中,当快速模型和被控对象速度相同时门<sub>3</sub>开启。当快速模型速度和输入速度  $C$  相同时门<sub>3</sub>关闭。于是它的输出为  $\Delta y - \Delta r$ 。门<sub>2</sub>保证当  $x(\tau) = 0$  时,  $u(t) = u_p$ 。门<sub>1</sub>保证  $\dot{x}(t) = x(t) = 0$  时,  $u = C/K$ 。而  $\text{sgn}(\cdot)$  是用继电器元件来实现的。

### 四、该法特点

(1) 被控对象具有负实或零极点的二阶系统,当斜坡输入(此时对象至少有一积分环节)或常值输入时,按本法设计和按“开关线法”设计的系统有完全相同的效果,即从理论上讲实现了时间最优控制(不是近似的时间最优控制)。利用时间最优控制中“ $n$ 段原理”,相迹趋于平衡点的规律,通过逻辑推理很容易证明这一点。

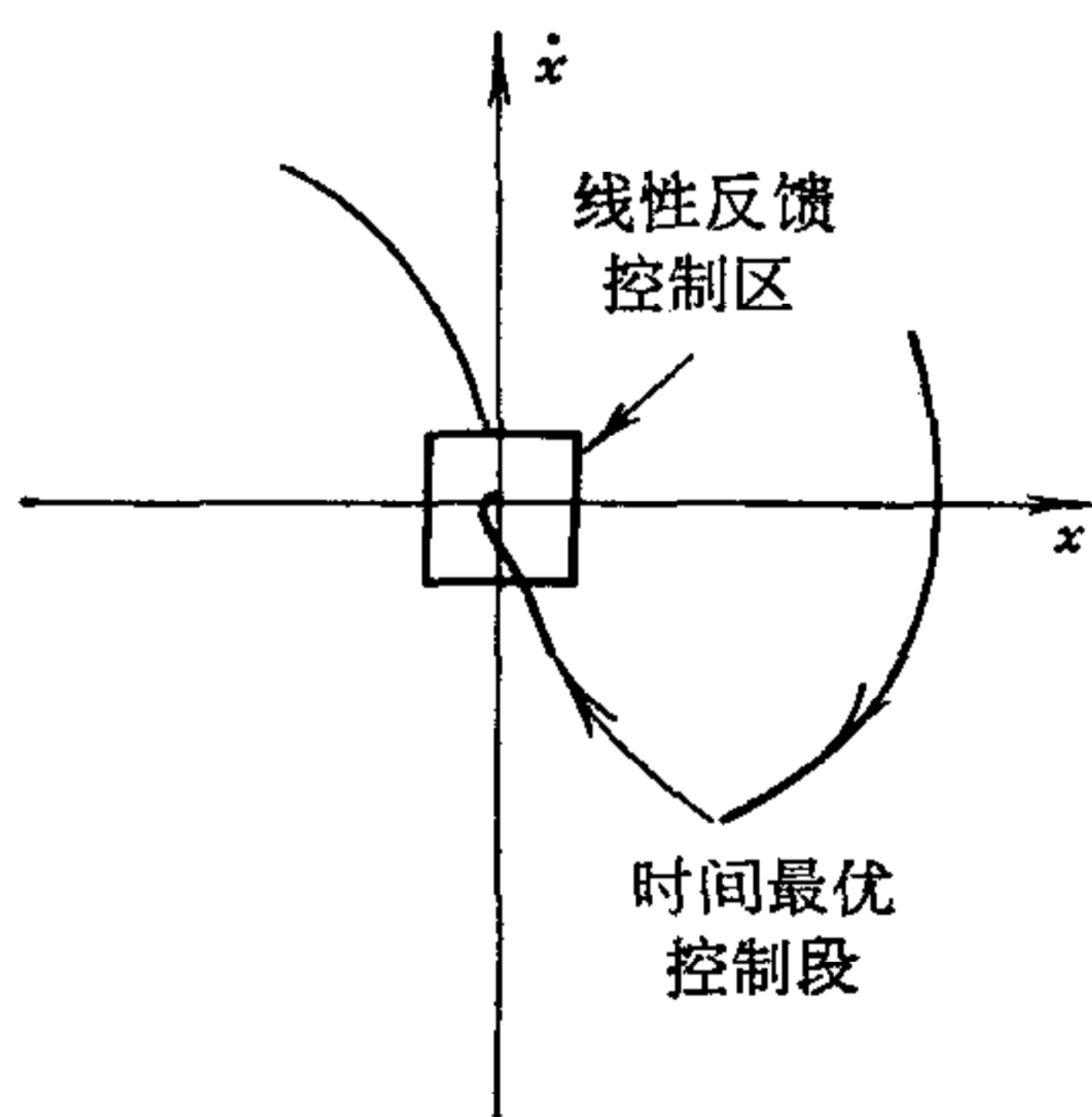


图3 复合控制相迹图

(2) 在具体实践中,与按“开关线法”设计的系统相比,控制器的复杂程度降低了。即使用数字计算机,为达到相同的精度,对计算机要求也降低了。特别是当控制器的精度要求不高时,或者它的精度高没有太大意义时(如对象惯性小,参数变化较大)采用快速模型,就可用较简单的装置而达到改善快速性的目的。

(3) 按本法设计的系统很容易和其他控制规律结合起来,构成高精度快速随动系统。实际上,被控对象参数  $K, T$  常常变化,趋于平衡点过程会形成振荡,失去时间最佳性,跟踪精度不高。因之,将时间最优控制系统稍加改造(如图1虚线部分,继电器加了一个不灵敏区),就可实现在大误差下是理想时间最优控制,在小误差下是具有PID调节器的前馈控制系统。这样结合,状态相迹如图3所示。它的快速性好,精度高,装置并不复杂。

用快速模型求  $x(\tau)$  的系统中,被控对象和快速模型有相同的数学模型,作用都

为  $\pm M$ ，很易取得模型自适应控制所需的信息。再加一点装置，当  $K, T$  变化时，就可实现适应性时间最优控制。

## 五、模拟实验

在实验室用数字计算机对按本法及按“开关线法”设计的时间最优控制系统进行了模拟。当采样周期相同时所得的结果完全相同。模拟的结果，仅取一组数据，画出如图 4 所示曲线。

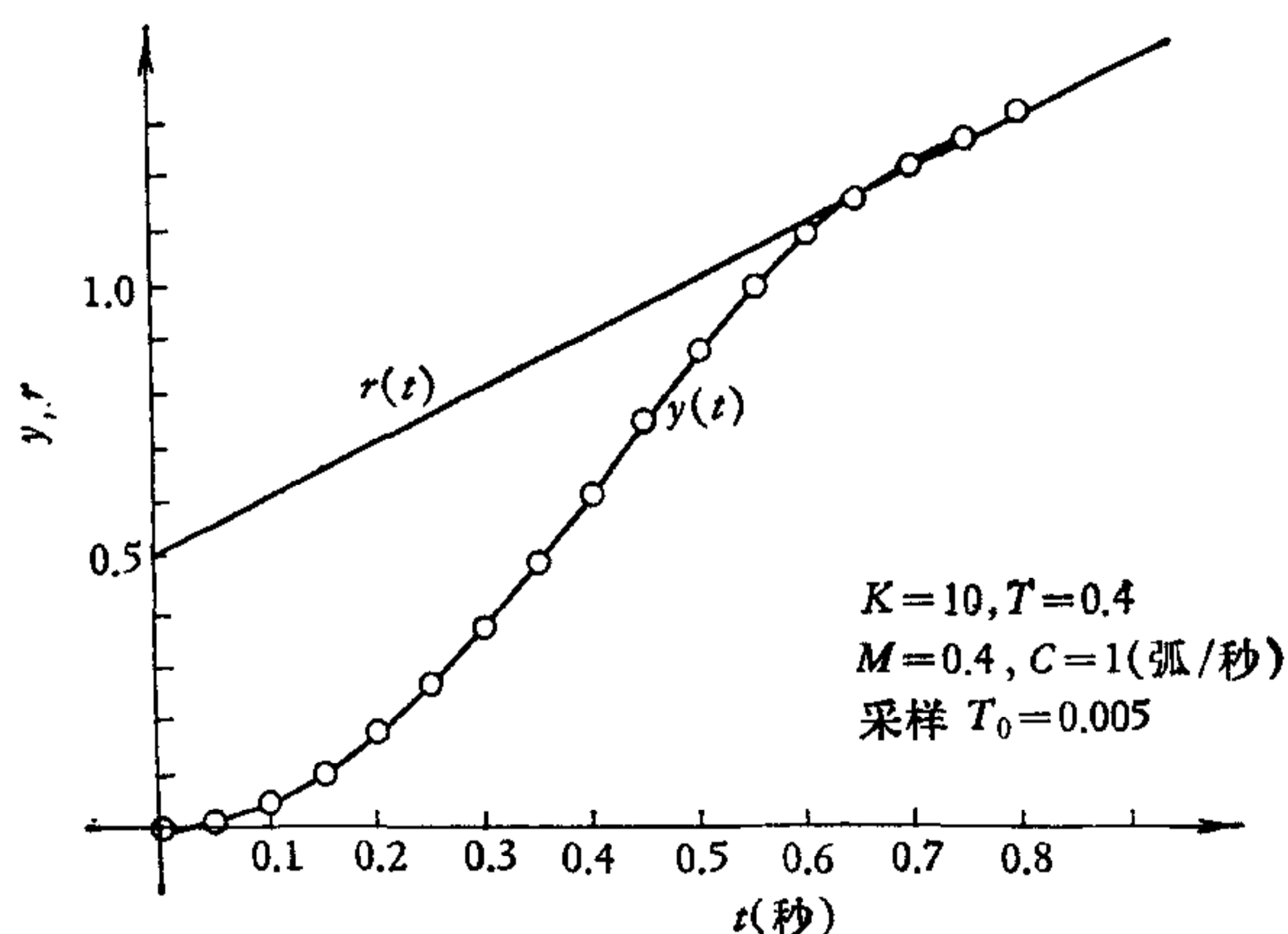


图 4 实验室模拟结果

最后，对王子平教授的指导和帮助表示感谢。

## 参 考 文 献

- [1] 刘豹, 自动调节理论基础, 上海科学技术出版社 (1964), p 464—474.
- [2] M. Athans and P. L. Falb, Optimal Control, McGraw-Hill Book Company (1966), 504—568.
- [3] F. Fallside and N. Thechanamoorthy, Predictive Control Using an Adaptive Fast Model, *Proc. IEE*, **114** (1967), No.11, 1761—1771.
- [4] Т. Мицумаки, Модифицированная оптимальная система регулирования, теория дискретных, оптимальных и самонастраивающихся систем, Изд. Академии Наук СССР (1961), 608—621.

## A METHOD OF DESIGN OF TIME-OPTIMAL CONTROL SYSTEM

LIU XING-LIANG

(Beijing Institute of Technology)

### ABSTRACT

This paper deals with a method of design of time-optimal control system with the second-order plant. The structure of the system and the characteristics of the method are also presented.