

【美】Dan Simon 著

OPTIMAL STATE ESTIMATION

KALMAN, H_∞ , AND NONLINEAR APPROACHES

最优状态估计 —— 卡尔曼, H_∞ 及非线性滤波



张勇刚 李宁 奔粤阳 译



国防工业出版社
National Defense Industry Press

WILEY

TN713
43

書·圖同合財卦普51-3013-102号

最优状态估计 ——卡尔曼, H_∞ 及非线性滤波

[美] Dan Simon 著

张勇刚 李宁 奔粤阳 译

目錄與序章

出版地: 京北一書局

文題: Optimal state Kalman-and-Kalman-

H_{infinity} nonlinear filters

ISBN 978-7-118-08828-3

中国科学院图书馆 CIP 教育科学 (2013) 第 120084 号

Translation from the English Language Edition:

Optimal State Estimation: Kalman, H infinity, and Nonlinear Approaches by Dan Simon.

ISBN 978-0-471-70828-3

Copyright © 2006.

All right reserved. This translation published by Tsinghua University Press. No part of this book may be reproduced without written permission of the publisher.

由该书简文中可知本侧面作普译出登未。行式出新并对出业工图对对由该书简文中可知本

卷内全译行式本译行式向且以不,而

昆明理工大学图书馆

呈贡校区

中文藏书章

(8) 湖南长沙湖南长沙湖南市京北)

昆明市呈贡区农科街呈贡市呈呈



03002200554

国防工业出版社

出版地: (010) 88240223 地址: (010) 88240226

真善美: (010) 88240222 · 北京 · 业公

著作权合同登记 图字:军-2012-107号

图书在版编目(CIP)数据

最优状态估计:卡尔曼,H_∞及非线性滤波/
(美)西蒙(Simon,D.)著;张勇刚,李宁,

奔阳译.一北京:国防工业出版社,2013.5

书名原文:Optimal state Kstimation-Kalman,
H_∞ and nonlinear approaches

ISBN 978-7-118-08808-3

I. ①最... II. ①西... ②张... ③李... ④奔

III. ①滤波器 IV. ①TN713

中国版本图书馆 CIP 数据核字(2013)第 150684 号

Translation from the English Language Edition:

Optimal State Estimation: Kalman, H Infinity, and Nonlinear Approaches by Dan Simon.

ISBN 978 - 0 - 471 - 70858 - 2

Copyright © 2006.

All right reserved. This translation published by John Wiley & Sons Limited. No part of this book may be reproduced in any form without the written permission of the original copyright holder.

本书中文简体版由 John Wiley & Sons Limited 授权国防工业出版社独家出版发行。未经出版者书面许可,不得以任何方式复制或抄袭本书之部分或全部内容。

国防工业出版社出版发行

(北京市海淀区紫竹院南路 23 号 邮政编码 100048)

三河市腾飞印务有限公司印刷

新华书店经售

开本 787 × 1092 1/16 印张 24 1/4 字数 555 千字

2013 年 5 月第 1 版第 1 次印刷 印数 1—2500 册 定价 68.00 元

(本书如有印装错误,我社负责调换)

国防书店: (010)88540777

发行邮购: (010)88540776

发行传真: (010)88540755

发行业务: (010)88540717

译者序

最优状态估计在很多领域都获得了广泛的应用。本书较全面地介绍了最优状态估计的方法,适合作为最优状态估计相关领域工程技术人员参考著作,也可作为相关课程的高年级本科生或研究生教材。本书分为四个部分。第1部分为基础知识,共包括四章。第1章回顾线性系统相关知识,建议读者在阅读本书之前具备线性系统理论的相关基础知识。第2章回顾概率论和随机过程相关内容。第3章介绍常量估计的最小二乘法及随机过程估计的维纳滤波,其中维纳滤波部分内容仅作简单介绍。第4章介绍状态的统计特性(均值和协方差)随时间的传播过程,第4章的内容连接本书的前三章和第2部分内容。

本书的第2部分介绍卡尔曼滤波。第5章介绍离散卡尔曼滤波的几种等价形式。第6章介绍卡尔曼滤波的其他形式,包括序贯卡尔曼滤波、信息滤波、平方根滤波和U-D滤波。第7章介绍一些卡尔曼滤波的扩展形式,包括相关噪声和有色噪声条件下的卡尔曼滤波,能够减少计算量的稳态滤波、衰减记忆滤波和带约束的卡尔曼滤波,这些能够使卡尔曼滤波的应用更加广泛。第8章介绍时间连续卡尔曼滤波。第9章介绍最优平滑,利用时间超前的量测信息去更好地估计当前状态。第10章介绍卡尔曼滤波的一些深入讨论,包括卡尔曼滤波的性能验证、降阶滤波器、鲁棒卡尔曼滤波,具有量测延迟和同步误差的卡尔曼滤波。

本书的第3部分介绍 H_∞ 滤波。第11章介绍卡尔曼滤波的另一种等价形式作为推导 H_∞ 滤波的基础,介绍了 H_∞ 滤波。第12章讨论 H_∞ 滤波的其他问题,包括混合卡尔曼/ H_∞ 滤波和带约束的 H_∞ 滤波。 H_∞ 滤波还有很多问题有待学者深入研究。

本书的第4部分介绍非线性系统滤波方法。第13章介绍扩展卡尔曼滤波。第14章介绍无迹卡尔曼滤波,它具有相比于扩展卡尔曼滤波更加优越的性能。第15章介绍粒子滤波,这是解决非线性系统估计问题的最一般方法。无迹滤波和粒子滤波是相对较新的研究方向,有待学者继续深入研究。

由于本书译者水平有限,原稿中的部分错误已在翻译过程中纠正,但难免存在其他错误,请读者批评指正。

2012年12月

哈尔滨

目 录

第1部分 基础知识

第1章 线性系统理论	1
1.1 矩阵代数和矩阵运算	1
1.1.1 矩阵代数	3
1.1.2 矩阵逆引理	7
1.1.3 矩阵运算	9
1.1.4 矩阵的历史	12
1.2 线性系统	13
1.3 非线性系统	16
1.4 离散化	19
1.5 仿真	20
1.5.1 矩形积分	21
1.5.2 梯形积分	22
1.5.3 龙格-库塔积分	23
1.6 稳定性	24
1.6.1 连续时间系统	24
1.6.2 离散时间系统	27
1.7 能控性和能观性	28
1.7.1 能控性	28
1.7.2 能观性	29
1.7.3 能稳定性和能检性	31
1.8 总结	33
习题	33
第2章 概率理论	36
2.1 概率	36
2.2 随机变量	38
2.3 随机变量的函数变换	43
2.4 多元随机变量	44
2.4.1 统计独立	45

2.4.2 多变量统计学	48
2.5 随机过程	49
2.6 白噪声和有色噪声	52
2.7 相关噪声模拟	53
2.8 总结	54
习题	55
第3章 最小二乘估计	58
3.1 常量估计	58
3.2 加权最小二乘估计	60
3.3 递推最小二乘估计	61
3.3.1 其他估计形式	63
3.3.2 曲线拟合	67
3.4 维纳滤波	68
3.4.1 参数滤波器优化	70
3.4.2 广义滤波器优化	71
3.4.3 非因果滤波器优化	72
3.4.4 因果滤波器优化	73
3.4.5 滤波器对比	74
3.5 总结	74
习题	75
第4章 状态和协方差的传播	78
4.1 离散时间系统	78
4.2 抽样数据系统	80
4.3 连续时间系统	82
4.4 总结	85
习题	85
第2部分 卡尔曼滤波	88
第5章 离散卡尔曼滤波	88
5.1 离散卡尔曼滤波的推导	89
5.2 卡尔曼滤波的性质	93
5.3 一步更新卡尔曼滤波方程	94
5.4 协方差的其他传播形式	97
5.4.1 多状态系统	97
5.4.2 标量系统	98
5.5 滤波器发散	100

801	5.6 总结	103
801	习题.....	104
第6章 卡尔曼滤波的其他形式 107		
811	6.1 序贯卡尔曼滤波	107
811	6.2 信息滤波	111
811	6.3 平方根滤波	113
811	6.3.1 条件数	113
811	6.3.2 平方根时间更新.....	116
811	6.3.3 Potter 平方根量测更新	118
811	6.3.4 三角化平方根量测更新	121
811	6.3.5 正交变换算法.....	123
811	6.4 U-D 滤波	125
811	6.4.1 U-D 滤波:量测更新.....	126
811	6.4.2 U-D 滤波:时间更新.....	127
811	6.5 总结	129
801	习题.....	129
第7章 卡尔曼滤波的扩展 132		
801	7.1 相关过程噪声和量测噪声	132
801	7.2 有色过程噪声与量测噪声	135
801	7.2.1 有色过程噪声	135
801	7.2.2 有色量测噪声:状态扩展	136
801	7.2.3 有色量测噪声:量测差分	137
801	7.3 稳态滤波器	139
801	7.3.1 $\alpha-\beta$ 滤波器	143
801	7.3.2 $\alpha-\beta-\gamma$ 滤波器	145
801	7.3.3 稳态滤波器的 Hamiltonian 算法	147
801	7.4 衰减记忆卡尔曼滤波器	151
801	7.5 带约束的卡尔曼滤波器	154
801	7.5.1 模型简化	154
801	7.5.2 准确量测	154
801	7.5.3 投影法	155
801	7.5.4 概率密度函数截断法	158
801	7.6 总结	162
801	习题.....	163
第8章 时间连续卡尔曼滤波 166		
801	8.1 时间离散和时间连续白噪声	166
801	8.1.1 过程噪声	166
801	8.1.2 量测噪声	168

8.1.3	带噪声连续系统的离散化仿真	168
8.2	时间连续卡尔曼滤波的推导	169
8.3	Riccati 方程的其他解法	173
8.3.1	转移矩阵法	173
8.3.2	Chandrasekhar 算法	176
8.3.3	平方根滤波器	179
8.4	时间连续滤波的扩展	180
8.4.1	过程和量测噪声相关	181
8.4.2	有色量测噪声	182
8.5	稳态时间连续卡尔曼滤波	185
8.5.1	Riccati 代数方程	185
8.5.2	维纳滤波器是一个卡尔曼滤波器	188
8.5.3	对偶性	189
8.6	总结	190
	习题	190
第9章	最优平滑	193
9.1	卡尔曼滤波的另一种形式	195
9.2	固定点平滑	196
9.2.1	平滑提高估计精度	198
9.2.2	常值状态平滑	201
9.3	固定滞后平滑	201
9.4	固定间隔平滑	205
9.4.1	前后向平滑	205
9.4.2	RTS 平滑	210
9.5	总结	216
	习题	217
第10章	有关卡尔曼滤波的其他讨论	219
10.1	卡尔曼滤波性能验证	219
10.2	多模型估计	222
10.3	降阶卡尔曼滤波	225
10.3.1	Anderson 降阶滤波法	225
10.3.2	Schmidt 降阶卡尔曼滤波	229
10.4	鲁棒卡尔曼滤波	233
10.5	量测延迟和同步误差	236
10.5.1	卡尔曼滤波的统计学推导	237
10.5.2	量测延迟卡尔曼滤波	238
10.6	总结	243
	习题	243

第3部分 H_∞ 滤波

第11章 H_∞ 滤波	247
11.1 概述	247
11.1.1 卡尔曼滤波的等价形式	248
11.1.2 卡尔曼滤波的局限性	249
11.2 约束最优化	250
11.2.1 静态约束最优化	250
11.2.2 不等式约束	252
11.2.3 动态约束最优化	253
11.3 基于博弈论的 H_∞ 滤波	255
11.3.1 关于 w_k 和 x_0 的极值解	257
11.3.2 关于 \hat{x}, \hat{y} 的极值解	259
11.3.3 卡尔曼滤波和 H_∞ 滤波比较	264
11.3.4 稳态 H_∞ 滤波	265
11.3.5 H_∞ 滤波传递函数边界	268
11.4 时间连续 H_∞ 滤波	270
11.5 传递函数方法	273
11.6 总结	275
习题	276

第12章 H_∞ 滤波器的其他问题	279
12.1 卡尔曼/ H_∞ 混合滤波	279
12.2 鲁棒卡尔曼/ H_∞ 滤波	282
12.3 带约束的 H_∞ 滤波	285
12.4 总结	291
习题	291

第4部分 非线性滤波

第13章 非线性卡尔曼滤波	294
13.1 线性化卡尔曼滤波	295
13.2 扩展卡尔曼滤波	298
13.2.1 连续扩展卡尔曼滤波	298
13.2.2 混合扩展卡尔曼滤波	300

13.2.3 离散扩展卡尔曼滤波	303
13.3 高阶方法	305
13.3.1 迭代扩展卡尔曼滤波	305
13.3.2 二阶扩展卡尔曼滤波	308
13.3.3 其他方法	314
13.4 参数估计	316
13.5 总结	318
习题	318
第14章 无迹卡尔曼滤波	323
14.1 非线性变换的均值和协方差	323
14.1.1 非线性变换的均值	324
14.1.2 非线性变换的协方差	326
14.2 无迹变换	329
14.2.1 均值近似	329
14.2.2 协方差近似	331
14.3 无迹卡尔曼滤波	334
14.4 其他无迹变换	337
14.4.1 一般型无迹变换	337
14.4.2 单形无迹变换	338
14.4.3 球形无迹变换	339
14.5 总结	340
习题	341
第15章 粒子滤波	343
15.1 贝叶斯状态估计	344
15.2 粒子滤波	347
15.3 实现问题	349
15.3.1 样本退化	350
15.3.2 粒子滤波器与其他滤波器的组合	355
15.4 总结	357
习题	358
参考文献	361

(5.1)

第1部分 基础知识

一式将出量向个好。成 1 章中育当试因，量向 1×4 改将路由量向个好，量由示一个一量

下一式，是向式一个一式将见是更一个，意于。如改取一质半道纸由内，是向这个

量向的单向

列取，取树。如用微量测因时，非由量释取一个。

第1章 线性系统理论

(5.1)

最后，我们评论一下线性系统如此重要的原因。答案很简单：因为我们可以解出它们！

—Richard Feynman [Fey63, p. 25–4]

这一章回顾了线性系统的一些基本知识。在电气工程专业研究生的第一学期线性系统这门课中通常涵盖这些基本知识。最优状态估计理论主要依赖于矩阵论，包括矩阵运算，所以本章 1.1 节回顾了矩阵论。最优状态估计在线性和非线性系统中都能够得以应用，尽管状态估计在线性系统情况下的应用更为直接一些。1.2 节简要回顾了线性系统，在 1.3 节讨论了非线性系统。状态空间系统可以在连续时间域或离散时间域中进行描述。通常，物理系统是在连续时间域中得以描述，而控制和状态估计算法则是在数字计算机上执行。1.4 节讨论了可以得到连续时间系统的离散时间描述的方法。1.5 节讨论了如何在数字计算机上仿真连续时间系统。1.6 节和 1.7 节讨论了线性系统的稳定性、能控性以及能观性等基本概念。这些概念对于理解本书后面最优状态估计的内容是必要的。具有很强线性系统理论背景的同学可以跳过本章的内容。不过，在继续本书后面章节之前，通过回顾这些章节，至少可以有助于巩固状态估计的基本概念。

(5.1)

1.1 矩阵代数和矩阵运算

在这一节我们回顾一下矩阵、矩阵代数以及矩阵运算。这对于理解本书的其他部分是很必要的，因为最优状态估的计算法通常是以矩阵形式来描述的。

标量是一个单纯的数。例如，数字 2 是一个标量，数 $1 + 3j$ 是一个标量（我们在书中用 j 表示 -1 的平方根），数字 π 是一个标量。

向量由排列成行或列的标量所组成。例如，向量

(8.1)

$$[1 \ 3 \ \pi] = \quad (1.1)$$

是一个 3 元向量，这个向量称为 1×3 向量，因为它有 1 行 3 列。这个向量也被称为一个行向量，因为它是按单独一行排列的。向量

$$\begin{bmatrix} -2 \\ \pi^2 \\ j \\ 0 \end{bmatrix} \quad (1.2)$$

是一个 4 元向量,这个向量也被称为 4×1 向量,因为它有 4 行 1 列。这个向量也称为一个列向量,因为它是按单独一列排列的。注意,一个数可以被视为一个一元向量,是一个简单的向量。

一个矩阵是由排列成矩形的标量所组成。例如,矩阵

$$\begin{bmatrix} -2 & 3 \\ 0 & \pi^2 \\ j & 0 \end{bmatrix} \quad (1.3)$$

是一个 3×2 矩阵,因为它有 3 行 2 列。在矩阵中,行数和列数都能够称为矩阵的维数,例如,前面方程中矩阵的维数是 3×2 ,注意向量可以被视为一个简单的矩阵,例如,式(1.1)是一个 1×3 矩阵。而数也能被视为一个简化的矩阵,例如,6 是一个 1×1 矩阵。

我们定义线性无关的行数为矩阵的秩,它也等于线性无关的列数。矩阵 A 的秩经常用符号 $\rho(A)$ 表示,矩阵 A 的秩总是小于或等于行数,它也总小于或等于列数。例如,矩阵

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 2 \\ 2 & 4 \end{bmatrix} \quad (1.4)$$

的秩为 1,因为它只有一行线性无关,两行互为倍数。它也只有一列线性无关,其两列也互为倍数。

而矩阵

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 4 \end{bmatrix} \quad (1.5)$$

的秩为 2,因为它有两行线性无关。也就是说,不存在非零数 c_1 和 c_2 使

$$c_1[1 \ 3] + c_2[2 \ 4] = [0 \ 0] \quad (1.6)$$

所以这两行线性无关。它同样有两列线性无关,也就是说,不存在非零数 c_1 和 c_2 使

$$c_1\begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix} + c_2\begin{bmatrix} 3 \\ 4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \quad (1.7)$$

一个矩阵的所有组成元素都为零,那么它的秩为零。一个 $n \times m$ 矩阵的秩等于 n 和 m 中小的那个数,我们称之为满秩矩阵。一个 $n \times m$ 矩阵 A 的零度等于 $m - \rho(A)$ 。

可以通过将所有的行换成列来对矩阵(或向量)进行转置,也可以将所有列换成行。转置矩阵用上标 T 表示,例如, A^T ,如果 A 是 $r \times n$ 矩阵

$$(1.1) \quad A = \begin{bmatrix} A_{11} & \cdots & A_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ A_{r1} & \cdots & A_{rn} \end{bmatrix} \quad (1.8)$$

则 A^T 是 $n \times r$ 矩阵

$$A^T = \begin{bmatrix} A_{11} & \cdots & A_{1n} \\ \vdots & & \vdots \\ A_{1n} & \cdots & A_{nn} \end{bmatrix} \quad (1.9)$$

注意,我们用符号 A_{ij} 去表示矩阵 A 中第 i 行和第 j 列所表示的数,对称矩阵满足 $A = A^T$ 。

埃尔米特转置矩阵(或向量)是转置的复共轭矩阵。它用上标符号 H 表示,例如, A^H ,如果

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 2j & 3-j \\ 4j & 5+j & 1-3j \end{bmatrix} \quad (1.10)$$

则

$$A^H = \begin{bmatrix} 1 & -4j \\ -2j & 5-j \\ 3+j & 1+3j \end{bmatrix} \quad (1.11)$$

埃尔米特矩阵满足 $A = A^H$ 。

1.1.1 矩阵代数

矩阵加法和减法可以简单定义为对应元素的加法和减法。例如,

$$\begin{bmatrix} 1 & 2 & 3 \\ 3 & 2 & 1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 4 & 1 \\ 1 & -1 & -2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 6 & 4 \\ 4 & 1 & -1 \end{bmatrix} \quad (1.12)$$

$(A+B)$ 以及 $(A-B)$ 仅仅在 A 与 B 的维数相同时才有意义。

假设 A 是 $n \times r$ 矩阵, B 是 $r \times p$ 矩阵, A 与 B 的乘积写为 $C = AB$, 矩阵乘积 C 中每一个元素的计算如下:

$$c_{ij} = \sum_{k=1}^r A_{ik}B_{kj} \quad i = 1, 2, \dots, n \quad j = 1, 2, \dots, p \quad (1.13)$$

矩阵乘积 AB 仅仅在 A 的列数与 B 的行数相同时才有意义。注意, 相乘顺序不能调换。一般来说, $AB \neq BA$ 。

假设我们有 $n \times 1$ 向量 x 。我们计算 1×1 乘积 $x^T x$ 和 $n \times n$ 乘积 xx^T 如下:

$$x^T x = [x_1 \cdots x_n] \begin{bmatrix} x_1 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} = x_1^2 + \cdots + x_n^2 \quad (1.14)$$

$$xx^T = \begin{bmatrix} x_1 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} [x_1 \cdots x_n]^T = \begin{bmatrix} x_1^2 & \cdots & x_1 x_n \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ x_n x_1 & \cdots & x_n^2 \end{bmatrix} \quad (1.14)$$

假设我们有 $p \times n$ 矩阵 H 和 $n \times n$ 矩阵 P , 则 H^T 是 $n \times p$ 矩阵。我们能计算 $p \times p$ 矩阵乘积 HPH^T 如下:

$$HPH^T = \begin{bmatrix} H_{11} & \cdots & H_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{p1} & \cdots & H_{pn} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} P_{11} & \cdots & P_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ P_{n1} & \cdots & P_{nn} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} H_{11} & \cdots & H_{p1} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{1n} & \cdots & H_{pn} \end{bmatrix}$$

$$(1.1) \quad = \begin{bmatrix} \sum_{j,k} H_{1j} P_{jk} H_{1k} & \cdots & \sum_{j,k} H_{1j} P_{jk} H_{pk} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \sum_{j,k} H_{pj} P_{jk} H_{1k} & \cdots & \sum_{j,k} H_{pj} P_{jk} H_{pk} \end{bmatrix} \quad (1.15)$$

这个和的矩阵可以写为矩阵的和,如下所示

$$(1.1) \quad HPH^T = \begin{bmatrix} H_{11}P_{11}H_{11} & \cdots & H_{11}P_{11}H_{p1} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{p1}P_{11}H_{11} & \cdots & H_{p1}P_{11}H_{p1} \end{bmatrix} + \cdots + \begin{bmatrix} H_{1n}P_{nn}H_{1n} & \cdots & H_{1n}P_{nn}H_{pn} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ H_{pn}P_{nn}H_{1n} & \cdots & H_{pn}P_{nn}H_{pn} \end{bmatrix}$$

$$= H_1 P_{11} H_1^T + \cdots + H_n P_{nn} H_n^T$$

$$(1.1) \quad = \sum_{j,k} H_j P_{jk} H_k^T \quad (1.16)$$

其中我们用符号 H_k 表示 H 的第 k 列。

我们不定义矩阵的除法。我们不能用一个矩阵去除另一个矩阵(除非分母矩阵是一个数)。

单位矩阵 I 是除对角线上的元素 1 以外全为 0 的方阵。例如, 3×3 单位矩阵等于

$$(1.1) \quad I = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (1.17)$$

单位矩阵满足特性 $AI = A$,且 $IA = A$ (只要单位矩阵的维数是与矩阵 A 相匹配的), 1×1 单位矩阵等于 1。对于方阵,矩阵的行列式可以被递归定义。数的行列式(一个 1×1 矩阵)等于该数本身。现在考虑 $n \times n$ 矩阵 A ,用符号 $A^{(i,j)}$ 表示删除矩阵 A 的第 i 行、第 j 列后所形成的矩阵。我们定义 A 矩阵的行列式为

$$(1.18) \quad |A| = \sum_{j=1}^n (-1)^{i+j} A_{ij} |A^{(i,j)}|$$

其中 $i \in [1, n]$,这称为矩阵 A 沿其第 i 行的拉普拉斯展开式。我们看到可以从 $(n-1) \times (n-1)$ 矩阵的角度定义 $n \times n$ 矩阵 A 的行列式。相同的,可以从 $(n-2) \times (n-2)$ 矩阵的角度定义 $(n-1) \times (n-1)$ 矩阵的行列式。一直继续下去,直到从 1×1 矩阵的角度定义 2×2 矩阵的行列式为止,其中 1×1 矩阵的行列式是数。矩阵 A 的行列式也可以定义如下

$$(1.19) \quad |A| = \sum_{i=1}^n (-1)^{i+j} A_{ij} |A^{(i,j)}|$$

其中 $j \in [1, n]$,这被称为矩阵 A 沿其第 j 列的拉普拉斯展开式。有趣的是,式(1.18)(对任意 i 值)和式(1.19)(对任意 j 值)能得到相同的结果。从行列式的定义,我们可以知道

$$\det[A_{11}] = A_{11}$$

$$\det \begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} \\ A_{21} & A_{22} \end{bmatrix} = A_{11}A_{22} - A_{12}A_{21}$$

$$\det \begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} & A_{13} \\ A_{21} & A_{22} & A_{23} \\ A_{31} & A_{32} & A_{33} \end{bmatrix} = A_{11}(A_{22}A_{33} - A_{23}A_{32}) + A_{12}(A_{21}A_{33} - A_{23}A_{31}) + A_{13}(A_{21}A_{32} - A_{22}A_{31}) \quad (1.20)$$

假设 A 和 B 是方阵且具有相同的维数, 行列式的一些有趣的特性如下:

$$|AB| = |A||B| \quad (1.21)$$

且

$$|A| = \prod_{i=1}^n \lambda_i \quad (1.22)$$

其中 $\lambda_i(A)$ 的特征值)将在后面定义。

矩阵 A 的逆被定义为 A^{-1} , 满足 $AA^{-1} = A^{-1}A = I$ 。只有当矩阵 A 是方阵时才可逆。有些方阵没有逆, 我们称之为奇异矩阵或者不可逆矩阵。在标量的情况下, 没有逆的标量只有 0。但是在矩阵的情况下, 很多矩阵都是奇异的。具有逆的矩阵, 称之为非奇异矩阵或者可逆矩阵。例如

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -2/3 & 1/3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (1.23)$$

因此, 方程左边的两矩阵互为可逆矩阵。非奇异 $n \times n$ 矩阵 A 可以用很多等价的方式表述, 其中如:

- A 是非奇异矩阵
- A^{-1} 存在
- A 的秩等于 n
- A 的行线性无关
- A 的列线性无关
- $|A| \neq 0$
- $Ax = b$ 对所有 b 有唯一 x 成立
- 0 不是 A 的特征值

定义对角线上元素的和为方阵的迹:

$$\text{Tr}(A) = \sum_i A_{ii} \quad (1.24)$$

仅当矩阵为方阵时迹有意义。 1×1 矩阵的迹等于其本身, 也等于其标量值。方阵迹的一个有趣的特性是

$$\text{Tr}(A) = \sum_i \lambda_i \quad (1.25)$$

也就是说, 方阵的迹等于其特征值的和。一些有趣且有用的矩阵乘积特性如下:

$$(AB)^T = B^T A^T$$

$$(AB)^{-1} = B^{-1} A^{-1} \quad (1.26)$$

$$\text{Tr}(AB) = \text{Tr}(BA) \quad (1.26)$$

上述式子成立的前提是假设矩阵的逆存在,且矩阵的维数匹配,矩阵乘法有意义。矩阵乘积的转置等于反序转置的乘积。矩阵乘积的逆等于反序逆的乘积。矩阵乘积的迹与矩阵相乘的顺序无关。

实数值列向量的 2 范数,我们也称为欧几里得范数,定义如下

$$\|x\|_2 = \sqrt{x^T x} = \sqrt{x_1^2 + \cdots + x_n^2} \quad (1.27)$$

从式(1.14)我们知道

$$xx^T = \begin{bmatrix} x_1^2 & \cdots & x_1 x_n \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ x_n x_1 & \cdots & x_n^2 \end{bmatrix} \quad (1.28)$$

该矩阵的迹如下

$$Tr(xx^T) = x_1^2 + \cdots + x_n^2 = \|x\|_2^2 \quad (1.29)$$

$n \times n$ 矩阵 A 有 n 个特征值和 n 个特征向量。如果下面方程成立,则 λ 是 A 的一个特征值, $n \times 1$ 向量 x 是 A 的一个特征向量

$$Ax = \lambda x \quad (1.30)$$

矩阵的特征值和特征向量都视为矩阵的特征量。 $n \times n$ 矩阵有 n 个特征值,尽管有一些可能重复,这就像 n 阶多项式方程有 n 个根,尽管有些可能重复。从上面特征值和特征向量的定义我们可知:

$$\begin{aligned} Ax &= \lambda x \\ A^2x &= A\lambda x = \lambda(Ax) = \lambda(\lambda x) = \lambda^2 x \end{aligned} \quad (1.31)$$

所以,如果 A 有特征量 (λ, x) ,则 A^2 有特征量 (λ^2, x) ,当且仅当 A 中所有特征值不为零时, A^{-1} 存在。如果 A 是对称矩阵,则它的所有特征值是实数。 $n \times n$ 对称矩阵 A 可以按特性分为:正定、半正定、负定、半负定、不定矩阵。定义如下。

- 正定:对于所有 $n \times 1$ 非零向量 x , $x^T Ax > 0$, 这等价于 A 的所有特征值是正实数。如果 A 是正定,则 A^{-1} 也是正定。
- 半正定:对于所有 $n \times 1$ 非零向量 x , $x^T Ax \geq 0$, 这等价于 A 的所有特征值是非负实数。半正定矩阵有时也称为非负定矩阵。
- 负定:对于所有 $n \times 1$ 非零向量 x , $x^T Ax < 0$, 这等价于 A 的所有特征值是负实数。如果 A 是负定,则 A^{-1} 也是负定。
- 半负定:对于所有 $n \times 1$ 非零向量 x , $x^T Ax \leq 0$, 这等价于 A 的所有特征值是非正实数。半负定矩阵有时也称为非正定矩阵。
- 不定:不属于上述四种情况,也就是说,其特征值有些为正,有些为负。

有些书总结的正定性和负定性包括非对称矩阵。

$n \times 1$ 向量 x 的加权 2 范数定义为

$$\|x\|_Q^2 = \sqrt{x^T Q x} \quad (1.32)$$

其中, Q 是正定矩阵。上述范数也被称为 x 的 Q 加权 2 范数。 $x^T Q x$ 形式的数值称为二次型,类似于方程中的二次项。

如果 A 是 $n \times m$ 矩阵, 则其奇异值 σ 定义为

$$\sigma^2(A) = \lambda(A^T A) = \lambda(A A^T) \quad (1.33)$$

A 有 $\min(n, m)$ 个奇异值。 AA^T 将有 n 个特征值, $A^T A$ 将有 m 个特征值。如果 $n > m$, 则 AA^T 的特征值将包含 $A^T A$ 特征值加上 $n - m$ 个 0。这些附加的 0 都不被视为 A 的奇异值, 因为 A 只有 $\min(n, m)$ 个奇异值。在奇异值计算过程中, 这些知识可以帮助我们减少工作量。例如, 如果 A 是 13×3 矩阵, 则 3×3 矩阵 $A^T A$ 要比 13×13 矩阵 AA^T 更加易于计算, 都可以得到相同的三个奇异值。

1.1.2 矩阵逆引理

本节将推导矩阵逆引理, 它在本书中将多次运用, 在控制、估计理论以及信号处理等其他领域也将被经常用到。假设我们有分块矩阵 $\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}$, 其中 A 和 D 是可逆矩阵, B 和 C 可以是方阵也可以不是方阵。我们对 E 和 F 矩阵作如下定义:

$$\begin{aligned} E &= D - CA^{-1}B \\ F &= A - BD^{-1}C \end{aligned} \quad (1.34)$$

假设 E 是可逆矩阵, 则我们可以得到

$$\begin{aligned} \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} &\begin{bmatrix} A^{-1} + A^{-1}BE^{-1}CA^{-1} & -A^{-1}BE^{-1} \\ -E^{-1}CA^{-1} & E^{-1} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} I + BE^{-1}CA^{-1} - BE^{-1}CA^{-1} & -BE^{-1} + BE^{-1} \\ CA^{-1} + CA^{-1}BE^{-1}CA^{-1} - DE^{-1}CA^{-1} & -CA^{-1}BE^{-1} + DE^{-1} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} I & 0 \\ CA^{-1} - (D - CA^{-1}B)E^{-1}CA^{-1} & (D - CA^{-1}B)E^{-1} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} I & 0 \\ 0 & I \end{bmatrix} \end{aligned} \quad (1.35)$$

现在, 我们假设 F 是可逆的, 则我们可得

$$\begin{aligned} \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} &\begin{bmatrix} F^{-1} & -A^{-1}BE^{-1} \\ -D^{-1}CF^{-1} & E^{-1} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} AF^{-1} - BD^{-1}CF^{-1} & -BE^{-1} + BE^{-1} \\ CF^{-1} - CF^{-1} & -CA^{-1}BE^{-1} + DE^{-1} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} (A - BD^{-1}C)F^{-1} & 0 \\ 0 & (D - CA^{-1}B)E^{-1} \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} I & 0 \\ 0 & I \end{bmatrix} \end{aligned} \quad (1.36)$$

式(1.35)和式(1.36)是 $\begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}$ 逆的两个表达式。因为这两个是同一个矩阵逆的表达式, 它们应该相等。因此, 我们得出结论, 矩阵左上方的分块阵是相等的, 即

$$F^{-1} = A^{-1} + A^{-1}BE^{-1}CA^{-1} \quad (1.37)$$