**文章编号:**1002-2082(2008)03-0418-06

# 阿达玛变换在激光告警技术中的应用

### 王建宏,王志斌,张记龙

(中北大学 仪器科学与动态测试教育部重点实验室,山西 太原 030051)

**摘 要:** 系统信噪比一直是制约激光探测武器性能的关键性因素之一。为提高系统探测信噪比, 利用阿达玛变换方法,在计算模板大小(17.48×17.48 mm)和码元数*N*=255 的基础上,详细介绍 了Sn 循环矩阵的生成,最后选择液晶空间光调制器充当编码模板。通过在液晶面板上不同位置施 加不同的电压,利用旋光效应对通过的激光衍射条纹进行控制,按其通过与否(1/0)进行编码。在 这一方法指导下进行了系统的仿真实验研究并获得成功。实验结果表明:将阿达玛变换应用于激 光光谱测量,在不增加测量次数的情况下,可以有效地提高系统的信噪比。

 关键词:
 Hadamard 矩阵;S 循环矩阵;编码模板;阿达玛变换

 中图分类号:
 TN247
 文献标志码:
 A

# Application of Hadamard transform in laser alarm technology

WANG Jian-hong, WANG Zhi-bin, ZHANG Ji-long

(Key Laboratory of Instrumentation Science & Dynamic Measurement Sponsored by Ministry of Education, North University of China, Taiyuan 030051, China)

Abstract: The signal-to-noise ratio (SNR) is always a key factor to limit the development of passive laser detection system. In order to improve the SNR of the system with Hadamard transform, the formation of Sn circular matrix is introduced, and SLM served as the coding templet was selected based on the calculation of the appropriate coding templet size(17.48 mm  $\times$  17.48 mm) and code symbol number (N = 255). By applying different voltages on different locations of the templet, the transmitting laser diffracted stripes are controlled by magnetic rotation effect, and coded according to if they have passed through or not. The simulated experiment for the system proved that this method is successful. The experiment result indicates that the SNR can be improved effectively without increasing the times of measurement if the Hadamard transform is applied to the measurement of the laser spectrum.

Key words: Hadamard matrix; Sn cyclic matrix; coding templet, Hadamard transform

引言

随着光电对抗技术的发展,激光制导技术获得 了长足的进步。在现代战争中,激光制导武器表现 出了极高的命中率,因而备受各国重视。为了对付 目前战场上威胁日益严重的激光制导武器,发展激 光告警技术迫在眉睫。但是,目前激光告警系统普 遍存在信噪比低、虚警率高等问题。在强背景光中 提取微弱的来袭激光信号非常困难。为了克服激光 告警系统低信噪比的困难,本文基于阿达玛变换原 理,设计了编码模板,并进行了仿真和实验研究。结

收稿日期:2007-10-22; 修回日期:2007-11-28

基金项目:国家自然科学基金(60572019,60378019);山西省青年科技研究基金(2007021019) 作者简介:王建宏(1979-),男,山西阳泉人,硕士,主要从事激光光谱检测方面的研究工作。 E-mail;paohuo1@tom.com

果表明,该方法可以较大幅度提高系统信噪比。



#### 图1 来袭激光探测系统原理图

Fig. 1 Principle of detection system for invading laser

来袭激光经过光栅形成衍射条纹,经过柱面透 镜会聚到阿达玛模板上,部分光透过阿达玛模板经 柱面透镜会聚到 CCD 线阵探测器上,由探测器读 出光强值,最后可得到相应的光强分布数学模型。

当不同波长激光来袭时,透过光栅及柱面镜照 射在面板上的激光光谱(主要是±1级)位置不同, 透过的光强也不同。建立坐标系,横轴为波长,纵轴 为光强,计算CCD所收集到的总光强,进而得到各 波长所对应的强度,然后返回读取最大光强所对应 的波长值,即为来袭激光的波长。

## 2 基于阿达玛变换原理的信噪比增 强理论

阿达玛变换的实质是用组合测量的办法代替 单个测量。设误差ε与被测物理量无关,各次测量 统计独立,均值为零。误差的平方是非负值,它的均 值用σ<sup>2</sup>表示。设对n 个待测物的同一物理量进行测 量。现将单个测量与组合测量比较如下:

1) 单个测量

对n 个待测物理量,测量m次,有关系式:  $y_{ii}=x_i+\epsilon_{ii}$ 

 $(i=1,2,3,\dots,n; j=1,2,3,\dots,m)$ 

 $-0 = \sigma^{2}$ 

式中: *x<sub>i</sub>* 为第*i* 个待测物的真实值; *y<sub>ij</sub>*和ε<sub>ij</sub>分别为 第*i* 个待测物第*j* 次测量的测量值和误差。

第*i* 个待测物的测量误差的均值与方差如下:

$$E(\epsilon_i) = \frac{\sum_{j=1}^{m} \epsilon_{ij}}{m} = 0$$
$$D(\epsilon_i) = E(\epsilon_i^2) - \left[E(\epsilon_i)\right]^2 = \frac{\sum_{j=1}^{m} e_{ij}}{m}$$

m

#### 2) 组合测量

对上述 *n* 个待测物理量进行方向不同的测量, 如正反电压的测量。对第*i* 个组合测量也进行*m* 次 测量求取平均测量值与平均误差。设计的*n* 个组合 方法有如下要求:用+1 代表正方向测量,—1 代表 负方向测量,由其组成的矩阵每两行或每两列相乘 后的和数必为0,各行或各列之间彼此正交,即按阿 达玛矩阵排列。得到的方程组如下:

$$\begin{cases} y_{1j}' = x_1 + x_2 + x_3 + x_4 + \dots + x_n + \varepsilon_{1j} \\ y_{2j}' = x_1 - x_2 + x_3 - x_4 + \dots + x_n + \varepsilon_{2j} \\ \vdots \\ y_{ij}' = x_1 + x_2 - x_3 - x_4 + \dots + x_n + \varepsilon_{ij} \\ y_{nj}' = x_1 - x_2 - x_3 + x_4 + \dots + x_n + \varepsilon_{nj} \end{cases}$$

于是可得:

$$y_{1}' = x_{1} + x_{2} + x_{3} + x_{4} + \dots + x_{n} + \varepsilon_{1}$$

$$y_{2}' = x_{1} - x_{2} + x_{3} - x_{4} + \dots + x_{n} + \varepsilon_{2}$$

$$\vdots$$

$$y_{i}' = x_{1} + x_{2} - x_{3} - x_{4} + \dots + x_{n} + \varepsilon_{i}$$

$$y_{n}' = x_{1} - x_{2} - x_{2} + x_{4} + \dots + x_{n} + \varepsilon_{n}$$

式中: y<sub>i</sub>'为第 *i* 个组合测量时 *m* 次测量后的平均 值; x<sub>i</sub> 仍为待测量的真值; ε<sub>i</sub> 为第*i* 个组合测量时 进行 *m* 次测量后的平均误差。

解上述方程,可得:

$$x_{1} = \frac{1}{n} (y_{1}' + y_{2}' + y_{3}' + \dots + y_{n}') + \frac{1}{n} (\varepsilon_{1} + \varepsilon_{2} + \varepsilon_{3} + \dots + \varepsilon_{n})$$

$$x_{2} = \frac{1}{n} (y_{1}' - y_{2}' + y_{3}' + \dots + y_{n}') + \frac{1}{n} (\varepsilon_{1} - \varepsilon_{2} + \varepsilon_{3} + \dots + \varepsilon_{n})$$

$$x_{i} = \frac{1}{n} (y_{1}' + y_{2}' - y_{3}' + \dots + y_{n}') + \frac{1}{n} (\varepsilon_{1} + \varepsilon_{2} - \varepsilon_{3} + \dots + \varepsilon_{n})$$

$$x_{n} = \frac{1}{n} (y_{1}' - y_{2}' - y_{3}' + \dots + y_{n}') + \frac{1}{n} (\varepsilon_{1} - \varepsilon_{2} - \varepsilon_{3} + \dots + \varepsilon_{n})$$

设ε<sub>i</sub>'为第i 个被测物理量的估计值与真实值之 差,则有:

$$\varepsilon_1' = \frac{1}{n} (\varepsilon_1 + \varepsilon_2 + \varepsilon_3 + \dots + \varepsilon_n)$$

$$\varepsilon_2' = \frac{1}{n} (\varepsilon_1 - \varepsilon_2 + \varepsilon_3 + \dots + \varepsilon_n)$$

$$\vdots$$

$$\varepsilon_i' = \frac{1}{n} (\varepsilon_1 + \varepsilon_2 - \varepsilon_3 + \dots + \varepsilon_n)$$

$$\vdots$$

$$\varepsilon_n' = \frac{1}{n} (\varepsilon_1 - \varepsilon_2 - \varepsilon_3 + \dots + \varepsilon_n)$$

• 420

$$\sigma_i^2 = D(\varepsilon_i') = E\left[\frac{1}{n^2}(\varepsilon_1 + \varepsilon_2 + \varepsilon_3 + \dots + \varepsilon_n)^2\right]$$
因为每组每次测量统计独立,所以上式可写为

$$\sigma_i^2 = \frac{4}{(n+1)^2} \left[ E(\varepsilon_1^2) + E(\varepsilon_2^2) + E(\varepsilon_3^2) + \cdots + E(\varepsilon_n^2) \right]$$

根据单个测量中每组测量有 $E(\epsilon_i^2) = \sigma^2$ ,则上 式可表述为

$$\sigma_i^2 = \frac{1}{n} \sigma^2$$

上式说明组合测量比单个测量误差的标准差有所 降低, $\sigma_i = \frac{1}{\sqrt{n}}\sigma_o$ 。当测量个数*n* 很大时,其测量信 噪比优势非常明显。

阿达玛矩阵实为由-1、+1 按任两行或列在 正交前提下排列组合成 $n \times n$  阶的矩阵,每个测量 物通过不同组合进行了n 次测量,所以方差经过组 合测量后降为单个测量的1/n,标准差降为单个测 量的 $1/\sqrt{n}$ 。

对阿达玛矩阵衍生的 Sn 矩阵从物理意义上理 解,它由0,1 元素组成(0 代表不测量这个物理量,1 代表测量这个物理量)。从矩阵角度理解,Sn 矩阵 为阿达玛矩阵去掉第一行第一列后所得矩阵中将 +1 换为 0,-1 换为1 所得到的矩阵,在矩阵每行 中共有(*n*+1)/2 个值为1 的码元。

同理,按Sn 矩阵组合方式进行测量,每一个测 量物 $x_i$ 共出现(n+1)/2次。则其估计值与真实值 之差 $\varepsilon''_i$ 为

$$\boldsymbol{\varepsilon}''_{i} = \frac{1}{\frac{n+1}{2}} (\boldsymbol{\varepsilon}_{1} + \boldsymbol{\varepsilon}_{2} + \boldsymbol{\varepsilon}_{3} + \dots + \boldsymbol{\varepsilon}_{n})$$

方差为

$$\sigma_i^2 = \frac{4}{(n+1)^2} \left[ E(\varepsilon_1^2) + E(\varepsilon_2^2) + E(\varepsilon_3^2) + \dots + E(\varepsilon_n^2) \right] = \frac{4n}{(n+1)^2} \sigma^2$$

即在组合测量中每个被测物的标准差与单个测量 测量时有关系式 $\sigma_i = \frac{2\sqrt{n}}{n+1}\sigma_o$ 。

在光学领域中,为了达到光强采集的稳定性、 可操作性和软件程序的实现,常将 Sn 矩阵某些行 或列互换,达到第 i+1 行为第 i 行左移一位(空出 的第一个元素补到最后)的效果。所得到的这一矩 阵称为Sn 循环矩阵。在Sn 循环矩阵中,同样符合 $\sigma_i$ 

$$=rac{2\sqrt{n}}{n+1}\sigma$$
的结论。

光谱测量中的组合技术是在给定波长范围后, 将有限光谱分成 N 等份,然后将光投向不同组合 的透光或不透光狭缝模板,获取不同光强,最后计 算得出光强最大值对应于哪一等份,即对应哪个光 谱的波长。对于光谱的探测(由单狭缝探测到多狭 缝探测),光通量大大增强,在噪声的增加不如信号 的均方根增加快的前提条件下,Hadamard 变换方 法的信噪比优势非常明显。在应用中,应使波长等 分段尽量小(检测越精确),所以理论上 N 取值越 大越好。但实际应用中,受测量仪器及技术的限制, N 不可能无限制地增大。

本文从系统实用性考虑,借助阿达玛矩阵推导 出循环 Sn 矩阵,避免了一维模板由电机带动产生 的不良反映,将多个一维狭缝模板组合在同一张二 维编码模板上,在很短时间内即可获取该激光的波 长信息。

#### 3 编码模板的计算

#### 3.1 编码模板

3.1.1 阿达玛模板的选择

阿达玛模板是整个实验方案的灵魂,在本研究 课题中,要求瞬态捕获来袭激光,并在尽可能短的 时间内做出响应,所以采用液晶空间光调制器实现 微弱激光信号的瞬态测量。

液晶空间光调制器(SLM)又称光学快门阵列 (OSAs),它将液晶层作为光调制材料,液晶层采 用向列型液晶的混合场效应工作模式。在晶层各区 域施加不同的电场,可以引起液晶分子排列方向和 位置的变化,从而导致其光学性质的变化,获得透 明或不透明2种状态,以实现对光信号的调制。 SLM 由多个集成电路控制单元组成,以电信号来 控制每个单元的1或0状态。通过计算机指令,一个 SLM 指令就能产生所有的阿达玛模板编码阵列, 这意味着模板不用移动,克服了移动式机械模板的 传动误差和震动等缺陷,使每次编码采样完全在相 同的条件下进行,而且其编码采样时间大大缩短。 液晶面板的具体控制和计算机显示器一样,由图像 显示命令执行 SLM 指令,且易于操作。

#### 3.1.2 编码要求

要使编码模板能够实现正确的编码和解码,编 码排列必须满足以下条件:1)要求各编码排列之 间线性无关;2)要使编码效果理想,码元应选0 或1,即透光或者不透光;3)为了获得优化的信噪 比和探测器的动态响应特性,通常每一编码排列 中,透光元数和不透光元数相当;4)编码排列中 各透光和不透光码元应按二元伪随机序列码的顺 序排列。由于阿达玛变换光谱仪的编码模板是由许 多透光和不透光的单元按Sn循环码的方式排列构 成的,所以需要计算Sn循环矩阵。

3.2 N的计算

由于待探测激光波长在400 nm~1 100 nm 之 间,要求光谱分辨率为 10 nm,则最少要有 70 个确 定的波长通过阿达玛光谱仪,以确定其光强。所以 在生成阿达玛矩阵时,第一行至少应有 70 个码元 (0 或1 的总个数),即应有 N>70;如果 N<70,则 在测量所得到的方程组中,未知数多于方程数,其 解不唯一。

理论上 N 值越大越好,实际中受阿达玛模板 大小及凸透镜聚焦情况(聚焦光粗细不能超过相邻 2 狭缝间宽)的限制,不可能很大。

实验中采集光栅  $0,\pm 1$  级衍射条纹时,由于要 求测量的最大波长为 1 100 nm,所以模板要覆盖 的范围为 $-1 100 \text{ nm} \sim 0 \sim 1 100 \text{ nm}$ ,同时又要保 证 10 nm 的光谱分辨率,即每 10 nm 对应一个码 元,并且码元数必为  $2^n - 1$  个。综合考虑可得 N 的 最小值为 N = 255,系统信噪比可提高  $(N+1)/2N^{1/2} = 8.01$ 。

3.3 根据编解码要求生成 Sn 循环矩阵

根据上述分析,采用平方余数法生成循环 Sn 矩阵。首先生成一个平方数序列:1,4,9,16,…,  $N^2$ ,令 $a_1,a_2,...,a_i,...,a_n$ 是上述平方数序列除以N的余数,其值总是基于中心位置且呈对称现象,即  $a_i = a_{(n+1-i)}$ 。其值等于 Sn 循环矩阵第一行所对应 值为1的元素位置。设循环 Sn 矩阵的第一行元素 依次为 $S_0,S_1,S_2,...,S_j,...,S_{N-1}$ ,则矩阵中 $S_0,S_{a1}$ ,  $S_{a2},...,S_{an}$ 为1,且 $S_{ai} = S_{a(n+1-i)}$ ,其余为0。在本课题 中,N取255,则平方数序列为1,4,9,...255<sup>2</sup>。该平 方数序列每个元素除以255所得余数为1,4,9,…, 248,249,253。在矩阵第一行中第一个元素即 $S_0$ 定 义为1;第2个元素 $S_1 = S_{a1}$ 为1;第4+1个元素 $S_4 = S_{a2}$ 为1,…,第253+1个元素为 $S_{220} = S_{a221} = S_{a1} = 1$ , 其余全为0。模版的第一行为[11101000...00

而第二行为第一行各元素向左平移一位,余出 的一位补在最后空出的地方。

 $\begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 & 1 & 0 & 1 \end{bmatrix}$ 

其余各行与上面类似。在模版设计的矩阵中, 1代表在模板上进行采集,0代表在模板上不进行 采集。

具体排列方法如图2(a)所示。在空间光调制器 的液晶面版上各区域对应于各码元,在码元为1处 形成白屏(光可通过);在码元为0处形成黑屏(光 不可通过)。



#### 图 2 空间光调制器的模板生成

Fig. 2 Templet formation of SLM

按照以上所生成S循环矩阵,由 Matlab 生成 的模版图如图 2(b)所示。

当激光入射时,可在模板上得到零级、±1 级光 谱。激光经过白色狭缝时,有一定光通过,而照射在 黑色狭缝处无光通过。各波长对应的光强计算过程 如下:设y;为CCD 收集到的第*i* 行总光强,*I*<sub>2</sub>,为各个 对应波长的光强。由Sn 循环矩阵可得下列方程:

 $y_1 = I_{\lambda_1} + I_{\lambda_2} + I_{\lambda_3} + \dots + I_{\lambda_{250}} + I_{\lambda_{254}}$  $y_2 = I_{\lambda_1} + I_{\lambda_2} + \dots + I_{\lambda_{253}} + I_{\lambda_{255}}$ 

 $y_{255} = I_{\lambda_1} + I_{\lambda_2} + \dots + I_{\lambda_{251}} + I_{\lambda_{255}}$ 

255 个未知数,255 个方程,因为 Sn 矩阵为一 左循环矩阵,且各行列码元符合线性无关条件,所 以,以上所形成的矩阵及其增广矩阵的秩相等且为 满秩,其有解且唯一。解此方程组得到各个光的强 度值 *I*<sub>4</sub>。每个解表示不同波长对应的光强值,寻找 最大值,则其所对应的波长就为被测激光的波长。

#### 3.4 模板尺寸的计算

阿达玛模版的尺寸与光栅常数和柱面镜焦距

有 关, 取 光 栅 常 数 d = 1/300, 柱 面 镜 焦 距 f = 25 mm, 计算在此情况下的模板大小, 如图 3 所示。



#### 图 3 光谱分布图

Fig. 3 Spectrum distribution

为保证 10 nm 的分辨率,即必须保证 400 nm 到1 100 nm 之间 70 个编码个数。根据激光波长与 选用光栅及柱面镜之间的关系:

 $\begin{cases} x_0 = f \tan \alpha \\ x_1 = f \tan \beta \\ d(\sin \beta + \sin \alpha) = k\lambda \end{cases}$ 

方

程中: 
$$\alpha$$
为激光入射角(此实验中因激光垂直入

射, $\alpha$ =0); f为柱面镜焦距; d为光栅常数;  $\beta$ 为 ±1级干涉条纹与中心点的偏向角; k=1。经计算 1100 nm 1级条纹距0级条纹为8.74 mm,则整体 阿达玛模板大小应为17.48 mm。

#### 4 仿真结果

光电探测噪声一般有热噪声、散粒噪声、复合 噪声、1/f噪声、温度噪声 5 种,根据中心极限定 理,当噪声统计独立时,它们之和近似服从高斯分 布 $(u,\sigma^2)$ 。根据文献[5]可知正弦光栅的衍射光强 函数为

$$I(x,y) = \left(\frac{l^2}{2\lambda z}\right)^2 \sin c \left(\frac{ly}{\lambda z}\right) \left\{\sin c^2 \left(\frac{lx}{\lambda z}\right) + \frac{m^2}{4} \cdot \sin c^2 \left[\frac{1}{\lambda z} (x - f_0 \lambda z)\right] + \frac{m^2}{4} \sin c^2 \times \left[\frac{l}{\lambda z} (x + f_0 \lambda z)\right]\right\}$$
(6)

根据上面论述的相关参数:l 为光栅宽度,值 为 20 cm; z 为光栅到接收屏间的距离,值为 25 cm;  $f_0$  为柱面镜焦距,值为25 cm。假设入射激 光波长为532 nm,m 为衍射级数,取m=1。在此假 定噪声服从 $n \sim N(0,1)$ ,以 $\pm 1$  级衍射条纹光强值 为信号进行原信噪比为 SNR= $\frac{I_{\pm 1}}{\sigma}=1$  的阿达玛变 换实验仿真。其中 $\sigma$ 为噪声均方差, $I_{\pm 1}=1$ , $I_0=4$ 。 在 Matlab 软件中仿真了来袭激光探测系统中未进 行阿达玛变换与经过阿达玛变换时的光强分布,如 图4所示。



#### 图 4 仿真实验结果对比图

Fig. 4 Contrast of simulated experiment results 假设探测器每100 μs 扫描一次,虚警率为1次 /h。结合阈值理论公式:

$$PF = \frac{1}{2} - \frac{1}{2} \operatorname{erf}\left[\frac{\mathrm{TNR}}{\sqrt{2}}\right] \tag{7}$$

式中:*PF* 为虚警概率; erf 为误差函数; TNR 为 阈值和噪声均方差的比值,简称阈噪比,计算可得 探测阈值为 2.19;阿达玛变换后信噪比 SNR = 7.71。可见,进行阿达玛变换后,系统信噪比有了明 显的提高,前后比值提高到 7.71,与前面的计算值  $(n+1)/2n^{1/2}=8$ 非常接近。

#### 5 结论

文中将阿达玛变换技术应用于激光光谱检测 提高了系统信噪比,根据探测要求对 N 的大小进 行了讨论和计算,在此基础上计算了所需编码模板 的尺寸大小。详细介绍了一种易于实现且合适的编 码方式——液晶空间光调制器,并依照编码要求和 相似的探测数据进行了仿真实验。结果表明,选用 该方法进行系统信噪比的改进是非常可行的。

另外,由于阿达玛变换仅涉及到四则运算,而

现下普遍采用的傅里叶变换(FT)涉及较为复杂的 三角函数和复数运算,所以阿达玛变换的解码速度 快于FT。

#### 参考文献:

[1] **亓洪兴**. Hadamard 变换光谱成像技术[J]. 红外, 2005(6):12-20.

YUAN Hong-xing. Hadamard transform spectrum imaging technique[J]. Infrared, 2005(6):12-20. (in Chinese)

- [2] WUTTIG A. RIESENBERG R. Sensitive Hadamard transform imaging spectrometer with a simple MEMS[J]. SPIE ,2003,4881:167-178.
- [3] 贾辉,李福田. 阿达玛变换成像光谱仪编码模板的设 计与制作[J]. 光电工程,2003,30(4):53-56.

JIA Hui, LI Fu-tian. Design and fabrication of

encoding template for Hadamard transform imaging spectrometer [J]. Opto-Electronic Engineering, 2003,30(4):53-56. (in Chinese)

- 【4】 张忠君,周岩. 完全循环 Hadamard 矩阵存在的几个 必要条件[J]. 燕山大学学报,1999,23(4):373-374.
   ZHANG Zhong-jun, ZHOU Yan. Some neccesary gonditions for the gomplete girculant Hadamard matrices [J]. Journal of Yanshan University,1999, 23(4):373-374. (in Chinese)
- [5] 王洵,黄克林.正弦衍射光栅的傅里叶分析方法[J]. 石油学院学报,2002,22(2):74-77.
  WANG Xun, HUANG Ke-lin. Fourier's analysis method for sinusoidal grating[J]. Journal of Fushun Petroleum Institute. 2002, 22 (2): 74-77. (in Chinese)