Radar Science and Technology

DOI:10.3969/j.issn.1672-2337.2024.02.004

多次散射中心横向位置属性及图像表征

胡 进,何思远,张云华,李婉聪

(武汉大学电子信息学院,湖北武汉, 430072)

摘 要:多次散射结构是不可忽视的重要散射来源,其等效视在散射中心往往偏离目标区域,目前的解译 和识别方法不具备对SAR图像中的多次散射中心现象进行散射机理和散射结构溯源的能力。为深入挖掘多次 散射中心位置的本质,本文以散射中心的理论为基础,正向建立了具有明确物理含义的散射中心模型,揭示了多 次散射中心横向位置与复杂多次射线路径的联系,解释了多普勒频率的形成机制,并探讨了其在雷达目标识别 中的应用。首先,本文从电磁散射物理过程出发,推导了任意阶次射线场的解析表达式;其次,结合正向物理推 导获取的雷达回波信号表达式与逆傅里叶变换,表征了目标在单站雷达上的图像特征,实现了散射中心三维空 间位置在单站雷达图像中的直接映射;最后,通过仿真,构建了多次散射射线光程、回波信号相位表征、雷达图像 散射中心位置三者之间的物理关联。

关键词:散射中心;位置参数;射线追踪;多普勒频率;多次散射

中图分类号:TN957.52 文献标志码:A 文章编号:1672-2337(2024)02-0145-10

引用格式:胡进,何思远,张云华,等.多次散射中心横向位置属性及图像表征[J].雷达科学与技术,2024,22 (2):145-154.

HU Jin, HE Siyuan, ZHANG Yunhua, et al. Lateral Position Properties and Image Representation of Multiple Scattering Centers[J]. Radar Science and Technology, 2024, 22(2):145-154.

Lateral Position Properties and Image Representation of Multiple Scattering Centers

HU Jin, HE Siyuan, ZHANG Yunhua, LI Wancong

(School of Electronic Information, Wuhan University, Wuhan 430072, China)

Abstract: The multiple scattering structure is an important scattering source that cannot be ignored, and its equivalent apparent scattering center often deviates from the target area. The current interpretation and recognition methods do not have the ability to trace back the scattering mechanism and scattering structure of the multiple scattering center phenomenon in SAR images. In order to dig deeper into the nature of the multiple scattering center position, in this paper, a scattering center model with clear physical meaning based on the theory of scattering center is established, the connection between the lateral position of the multiple scattering center and the complex multiple ray paths is revealed, the formation mechanism of Doppler frequency is explained, and its application in radar target recognition is explored. Firstly, the analytical expression of ray field with arbitrary order is derived based on the physical process of electromagnetic scattering. Secondly, combined with the radar echo signal expression obtained from forward physical derivation and the inverse Fourier transform, the image characteristics of the target on the monostatic radar are characterized, and the direct mapping for the three-dimensional spatial position of the scattering ray paths, the phase characterization of the echo signal, and the position of the scattering center in the radar image are constructed by simulation.

Key words: scattering center; position parameter; ray tracing; Doppler frequency; multiple scattering

0 引 言

长期以来,随着散射中心概念与模型在雷达 目标识别等技术中的广泛应用^[1-8],研究者们更多 地采用非线性参数估计的手段,依靠目标的雷达 特性数据(测量或仿真获得)来反演或提取目标散 射中心^[9-14]。在限定条件下,往往都能确保由散 射中心所重构的目标特性是有效的,例如,各向 同性的理想点散射中心模型,衰减指数表征的散 射中心模型^[15],由 GTD构造的散射中心模型^[16],

收稿日期: 2023-11-24; 修回日期: 2024-01-16

基金项目:国家自然科学基金(No.62231026, 61571333)

以及当前被广泛认可的属性散射中心模型^[17]。 尽管提取或者反演散射中心存在着多解或不确定 性,但都可在各自适用条件下重构有效的目标特 性。上述事实,使得人们加深了对目标散射中心 作为等效散射源的认识,这种认识或许并不全面 和准确。

正向散射中心参数化建模是一种针对复杂环 境中目标识别应用的快速重建雷达回波方法[18-21], 它能够重构出目标的特性,并且能够唯一确定散 射中心的位置参数。确定散射中心位置的过程, 实际上是将目标表面不同区域的感应电流等效折 合为某个空间位置"点"的感应电流贡献。由于面 片上的感应电流分布复杂,导致这个过程存在困 难。同时,考虑到多种机理形成的感应电流混合 在一起的情况,将其等效为单一散射中心时,散射 中心所具有的物理意义会受到限制,很难超越等 效源的抽象概念。对于由复杂多次散射产生的散 射中心[22-23],目前的建模和分析研究相对有限,由 于多次散射形成的射线路径通常不限于一个平 面,其在三维空间内展开并呈复杂的折叠结构。 这样形成的散射中心往往远离目标区域,导致其 位置参数难以准确预测。

为了构造可以清晰反映目标散射特征,具有 明确的物理含义属性的散射中心模型,本文从散 射中心位置属性的角度入手进行探讨,改善人们 将散射中心作为等效源的认识,为目标识别提供 更精准的位置信息。本文结构安排如下:首先,从 朱兰成方程出发,基于电磁散射物理过程,论述了 散射中心三维位置是目标结构在电磁散射情形下 固有属性的观点。其次,结合雷达成像条件,将目 标投影至二维成像面上进行分析,由射线光程直 接给出散射中心距离向位置;分析射线光程在合 成孔径期间的变化量,建立了多次射线光程变化 与多普勒频率之间的联系。最后,以目标的几何 光学场为依据,构建了目标镜面反射散射场的雷 达回波信号数学表达式,并用其表征了目标单站 雷达图像,验证了散射中心位置的准确性。最终 通过对直二面角、直三面角、规则矩形腔、Slicv等 算例的散射中心位置正向推导与分析,为散射中 心的形成过程提供了理论基础。

1 散射中心建模与位置分析

雷达图像中散射中心横向位置的固有属性, 来自于目标散射中心三维空间位置的固有属性, 本节首先以朱兰成(Stratton-Chu)方程为出发点, 阐述了散射中心三维位置具备物理属性的概念。 随后,借助高频射线理论及转台成像方法,从射线 光程的计算和目标几何光学场的求解两个角度对 目标散射回波的初始相位进行了分析,得出了散 射中心的二维投影位置以及目标的雷达图像表 征,并进一步比对验证了一致性。散射中心位置 参数的分析流程如图1所示。



图1 散射中心位置参数分析流程图

1.1 散射中心三维位置属性分析

由朱兰成积分给出的高频区散射远场近似 式为

$$\vec{E}^{s} = -\frac{jk\exp(-jkR)}{4\pi R} \cdot \int_{s'} \hat{s} \times \left[\vec{J}_{ms}(\vec{r'}) + \eta_{0}\hat{s} \times \vec{J}_{s}(\vec{r'}) \right] \cdot \exp(-jk\vec{r'} \cdot (\hat{i} - \hat{s})) ds'$$
(1)

式中, \vec{r} 为曲面上任意一点P的空间位置矢量, $\vec{J}_{s}(\vec{r})$ 、 $\vec{J}_{ms}(\vec{r})$ 分别为P点的感应电磁流矢量,R为 雷达距离,s'为物体表面的照亮区集合。式(1)不 要求积分区间是闭合曲面,因此可以将散射部件 细分为若干三角面元计算,将被照亮面元的独立 散射相干叠加,获取部件的散射场。对于PEC 材 质的物体有

离关系可知, $\vec{R} = \vec{r} + \vec{r'}$,其中, \vec{r} 是场点,代表了任 意点*P*到雷达的距离。在远场我们可以认为*R* = $r + r' \cos \Omega_{\circ}$





那么PEC材质目标的散射远场就可以进一步 表示为

$$\vec{E}^{s} = -\frac{jk\eta_{0}\exp(-jkr)}{4\pi R} \cdot M$$
$$M = \int_{s'} \hat{s} \times \left[\hat{s} \times \vec{J}_{s}(\vec{r'})\right] \cdot$$
(3)

 $\exp(-\mathbf{j}k\,\vec{r'}\cdot(\hat{i}-\hat{s}))\exp(-\mathbf{j}k\,\vec{r'}\cdot\hat{R})\mathrm{d}s'$

式(3)中,由*M*确定的是初始相位,是由入射 波照射到目标所产生的电磁流信息。固定姿态的 前提下,在电磁波向外辐射的过程中该项相位是 不发生变化的,可认为是一个常复数。因此,初始 相位具备稳定性,等价于目标相位中心的概念。在 单站远场条件下 $\hat{i} = -\hat{s}, \hat{R} = -\hat{i},$ 此时*M*可以化简为

$$M = \sum_{i=1}^{N} \int_{s_i'} \hat{s}_i \times \left[\hat{s}_i \times \vec{J}_s(\vec{r}_i') \right] \exp(-jk\vec{r}_i' \cdot \hat{i}) ds' \quad (4)$$

式中,*i*为被照亮面元的序号。该式表明,目标任一局部几何结构(部件)产生的雷达散射贡献,是该部件上所有分布感应电磁流相干散射的合成。在计算后向散射时,面片上的感应电流又可以按照散射机理分解为不同阶次的感应电流, $\vec{J}_s \propto \sum \vec{J}_{sn}$, 分别对应着不同反射次数下的高频散射机理。若将多种机理形成的感应电流混在一起,等效为单 一散射中心来确定散射中心的位置参数,将使散 射中心所具有的物理意义受到限制。

进行朱兰成积分的计算过程中,我们观察到 来自目标曲面上的驻相点或镜面反射点的散射主 导了该局部的散射贡献。因此,将产生镜面反射 的射线作用点作为局部部件级散射中心三维空间 位置参考点是合理的。将积分曲面集合替换为目 标表面镜面反射点的集合*s*₁,并将面元上由不同 机理形成的电磁流区分开,同种机理形成的镜面 散射电磁流大小一致,可视为常数*A*_n(*n* 为射线作 用次数),该式可以进一步表示为

$$M = A_n \int_{s_{i'}} \exp(-jk \, \vec{r'} \cdot \hat{i}) \, \mathrm{d}s_{1'} \tag{5}$$

因此,在目标几何模型给定并满足高频远场 观测条件的前提下,目标的相位中心可由镜面散 射点分布情况给定,其三维位置具备稳定性,对散 射中心空间三维位置物理属性的定量探讨是具备 理论基础的。

1.2 雷达图像中散射中心位置分析

散射中心三维位置已具备固有属性的概念, 再加以雷达观测参数的限制条件,散射中心在雷 达图像上的二维位置是三维空间在低维图像上的 映射,同样具备固有属性的意义。为了从物理层 面表征目标图像,需结合转台成像过程具体分析。

转台成像模型的示意图如图3所示,假设目标 自身三维空间坐标系为uvw,将目标放置转台上, 使三维坐标系原点o与转台原点O重合。记某时 刻雷达视线方向(观察角)与w向的夹角为俯仰角 θ_w ,与u向的夹角为方位角 φ_w 。



在该观察角下,三维空间中目标表面被照亮的一点 $P(u_0,v_0,w_0)$ 与其在转台平面中的投影位置 $P(x_0,y_0)$ 满足投影矩阵的关系:

 $\begin{bmatrix} x_0 \\ y_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos \varphi_u \sin \theta_w & \sin \varphi_u \sin \theta_w & \cos \theta_w \\ -\sin \varphi_u & \cos \varphi_u & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} u_0 \\ v_0 \\ w_0 \end{bmatrix}$ (6)

利用式(6),将坐标系转换至成像的二维平面内,如图4所示。此时*MO*为雷达视线方向,场景相位中心*O*至雷达的距离为*R*₀。记沿雷达视线方向为距离向*y*轴,垂直于雷达视线方向为方位向*x*轴。



图4 任意时刻目标点与雷达距离

若合成孔径期间转台以恒定角速度 ω 旋转,在 慢时域 t_m 时,原目标表面与O点相距r处的某点 $P(x_0, y_0)$ 已随转台旋转至P'处。由于 $R_0 \gg r, P'$ 到 雷达的双程距离(射线光程)可近似表示为到雷达 平面的距离:

$$R = 2 \Big[R_0 + r \sin (\alpha + \omega t_m) \Big] = 2 \Big(R_0 + r \sin \alpha \cdot \cos \omega t_m + r \cos \alpha \cdot \sin \omega t_m \Big) = 2 \Big(R_0 + y_0 \cos \omega t_m + x_0 \sin \omega t_m \Big)$$
(7)

不考虑其他因素的影响,只研究回波相位与 雷达位置、工作频率的关系,不妨将雷达发射信号

简单视为一组单频连续波信号 e^{i术 术}。结合式(7), 在与基频信号混频后,接收的雷达回波可表示为

$$s\left(\vec{K}_{\rm R}, t_{\rm m}\right) = \sum_{i} \sigma_{i} \cdot \exp\left[-jK_{\rm R} \cdot 2\left(y_{i}\cos\omega t_{\rm m} + x_{i}\sin\omega t_{\rm m}\right)\right]$$
(8)

这里 σ_i 为第i个散射点的强度, (x_i, y_i) 为其位置。

此时 $s(\vec{K}_{R},t_{m})$ 是空间分布信号的形式,可以理解为 当观察角(t_{m} 为常量)和雷达工作波长确定时(f为 常量),该式是与时间无关的复常量,但波数向量 \vec{K}_{R} 的指向随着雷达和目标的径向指向改变而变 化。当雷达工作在聚束 SAR(或ISAR)模式时,会 用到很窄的波束,此时波数向量 \vec{K}_{R} 的指向可以采 用波束指向R近似代替,向量点乘 \vec{K}_{R} · \vec{R} 就退化为 了式(8)中标量相乘的形式。

与时间信号变换至频域分析过程相类似,空 域信号可变换至波数域进行分析。以波数标量 $k = 2\pi flc$ 来表征雷达工作频率,以 $\varphi = \omega t_m$ 表征雷 达观察角度,采用波数分析法,将空域信号变换到 波数域。利用小角度近似 cos $\varphi \approx 1$, sin $\varphi \approx \varphi$, 回 波表达式可进一步表示为

$$s(k,\varphi) = \sum_{i} \sigma_{i} \cdot \exp\left[-jk \cdot 2\left(y_{i} + x_{i}\sin\varphi\right)\right] = \iint s_{D}(x, y) \cdot e^{-j2kx\varphi} \cdot e^{-j2ky} dxdy$$
(9)

式中,s_D(x,y)是雷达图像,可以理解为雷达观测到 的二维散射密度函数,也是空间三维散射密度函 数s(u,v,w)在二维成像面上的投影。可以看出,散 射密度函数与接收到的雷达回波信号之间满足傅 里叶变换对的关系。

$$s_{\rm D}(x,y) = \mathrm{IFFT}\left[S(k,\varphi)\right] \tag{10}$$

另一方面,研究者们更习惯于用多普勒频率 来表征散射中心横向位置,而多普勒频率与射线 双程距离(回波相位项)有关,利用式(7)可以求得 多普勒频率f_d:

$$f_{\rm d} = -\frac{\mathrm{d}R}{\lambda \mathrm{d}t_{\rm m}} = \frac{2\omega \left(y_0 \sin \omega t_{\rm m} - x_0 \cos \omega t_{\rm m}\right)}{\lambda} \quad (11)$$

在合成孔径时,应将转角控制在小角度范围内,避免散射点出现越距离单元徙动,此时 $x_0 \cos \omega t_m \gg y_0 \sin \omega t_m$,多普勒频率可近似表达为

$$f_{\rm d} \approx -\frac{2x_0\omega}{\lambda} \tag{12}$$

由此看出,产生的多普勒频率大小与散射点 所处横向位置x₀有关,不同横向位置的散射点对 应不同大小的多普勒,因此可将目标横向位置区 分出来。结合式(11)和式(12),可以建立射线双 程距离和散射中心横向位置之间的联系,由射线 双程距离随观察角度的变化率直接推算散射中心 横向位置:

$$\frac{2x_0\omega}{\lambda} = \frac{\mathrm{d}R}{\lambda\mathrm{d}t_{\mathrm{m}}}$$

$$x_0 = \frac{\mathrm{d}R}{2\omega\mathrm{d}t} = \frac{\mathrm{d}R}{2\mathrm{d}\varphi} \approx \frac{\Delta R}{2\Delta\varphi}$$
(13)

在工程应用中,可采用增量的形式近似替代 求导。因此,获得目标同一作用点(或微三角面 元)在微动前后的射线双程距离差(或相位差)及 微动的角度后,可以正向推导出该射线对应散射 中心的横向位置。对于多次作用路径的射线,例 如形成多次散射的角反和腔体结构,同样可以采 用这种方式来推导其横向位置。同时,避免了求 解多次散射问题采用的寻找等效源的传统方法所 带来的不确定性。后文给出具体算例分析。

散射中心纵向位置可以由射线半程距离直接 给出:

$$y_0 = \frac{R}{2} - R_0 \tag{14}$$

因此,不依赖于给定的成像条件和雷达参数, 可直接由目标几何模型出发,借助光学区射线理 论得到目标散射中心的位置信息。

2 多次散射中心位置分析

为了更加简洁地揭示目标散射中心位置在雷 达图像上的映射关系,本节引入直二面角、直三面 角、规则矩形腔体等算例进行定性分析,探讨射线 多次作用情形下,目标镜面反射点分布情况与雷 达回波相位特性的关系。借助高频射线场,直观 正向地揭示光学区目标散射中心位置和部件几何 结构之间的联系。

2.1 直二面角

散射源分布一致(呈线状、面状等)的目标在 雷达图像中的映射仍具有差异性,这是由于目标 摆放姿态不同,导致方位向数据录入的维度不同 所产生的。具体以直二面角为例,在不同摆放姿 态下正向推算其散射中心位置。

2.1.1 局部型散射中心二面角

将直二面角垂直于成像面 xoy 摆放, 棱点放置 于 $(r\cos\alpha, r\sin\alpha)$ 处, 如图 5 所示。图 5(b)是自由

空间二面角图 5(a)在成像面上的投影。利用 NQ 为直角三角形斜边上的中线,得到直二面角的射 线双程距离满足以下几何性质:任意角度下照射 至直二面角并按严格后向散射被雷达接收的射线 双程距离与雷达接收平面至直二面角棱点的双程 距离相同。



图5 垂直于成像面摆放的直二面角射线路径

以相同入射面元作为射线编号基准,正向计 算的所有射线微动前射线双程距离均为

$$R_1 = 2(R_0 + r\sin\alpha) \tag{15}$$

微动后,直二面角绕原点旋转小角度φ,同样 采用相同入射面元作为射线编号,此时射线双程 距离均变为

$$R_2 = 2 \left[R_0 + r \sin(\alpha + \varphi) \right]$$
(16)

可以求得射线对应的散射中心位置坐标:

$$x_{0} = \lim_{\varphi \to 0} \frac{R_{2} - R_{1}}{2\varphi} = \lim_{\varphi \to 0} \frac{r \left[\sin(\alpha + \varphi) - \sin\alpha \right]}{\varphi} = r \cos\alpha$$
$$y_{0} = \frac{R_{1}}{2} - R_{0} = r \sin\alpha$$
(17)

由此看出,所有射线产生的点散射中心位置 坐标均位于(rcosα,rsinα)处,在雷达图像上将叠 加形成一个局部型散射中心。

在波数域进一步分析其在雷达图像上的表征,将射线光程视为随雷达观察角度φ变化的函数,假设该角度下棱点坐标为P(a,b),某射线第一次作用(入射)面元坐标为P₁(x₁,y₁),二次作用(出射)面元坐标为P₂(x₂,y₂),两点间距为l,利用直二面角的几何性质,结合式(8),回波表达式可表示为

$$s(k,\varphi) = \sum_{i} \sigma \cdot \exp\left[-2jk \cdot (y_{1} + x_{1}\sin\varphi + y_{2} + x_{2}\sin\varphi + l)\right] = \sum_{i} \sigma \cdot \exp\left[-2jk \cdot (b + a\sin\varphi)\right] (18)$$

通过二维逆傅里叶变换可得到雷达图像(散 射密度函数):

$$s_{\mathrm{D}}(x,y) = \sum_{i=1}^{N} \sigma \int \mathrm{e}^{\mathrm{j}2k(y-b)} \mathrm{d}k \int \mathrm{e}^{\mathrm{j}2k\varphi(x-a)} \mathrm{d}k\varphi = \sum_{i=1}^{N} A \cdot \delta(y-b) \cdot \delta(x-a)$$
(19)

由此看出, 雷达图像上将在二面角棱点位置 处出现一个局部型散射中心, 与采用射线理论正 向推导的位置相同。

2.1.2 分布型散射中心二面角

另将直二面角棱边平行于成像面*x*轴摆放,如 图 6 所示。棱边中点位于 *P*(*a*,*b*)处,宽边棱 长为 2*l*。



图6 平行于成像面摆放的直二面角射线路径

正向计算入射面元位置 $P_i(x_i, y_i)$ 处的射线光程为

$$R_1 = 2(R_0 + b)$$
 (20)

 微动后,相同射线编号的射线双程距离变为

 $R_2 = 2(R_0 + b\cos\varphi + x_i\sin\varphi)$
 (21)

 可以求得射线对应的散射中心位置坐标

$$x_{0} = \lim_{\varphi \to 0} \frac{R_{2} - R_{1}}{2\varphi} =$$

$$\lim_{\varphi \to 0} \frac{b(\cos \varphi - 1)}{\varphi} + \frac{x_{i} \sin \varphi}{\varphi} = x_{i} \qquad (22)$$

$$y_{0} = \frac{R_{1}}{2} - R_{0} = b$$

由此看出,当面元剖分足够细腻时,不同横向 位置空间射线形成的点散射中心将在成像面上沿 方位向均匀致密排布,由于x_i ∈ [a - l, a + l],表征 为在该区域内的线状形式,为分布型散射中心。

在波数域进行推导分析,回波表达式可表示为

$$S(k,\varphi) = \sum_{i=1}^{N} \sigma \cdot \exp\left[-j2k(b+x_i\varphi)\right]$$
(23)

改写成对目标区域进行积分,并提出中心相 位项:

$$S(k,\varphi) = \int_{a-l}^{a+l} \sigma \cdot \exp\left[-j2k(b+x\varphi)\right] dx = \sigma \cdot e^{-j2k(b+a\varphi)} \cdot \int_{-l}^{l} e^{-j2km\varphi} dm = \sigma \cdot e^{-j2k(b+a\varphi)} \cdot L \cdot \operatorname{sin} c(k2l\varphi) \quad (24)$$

由这些致密排布的点散射中心所产生的场是 sinc函数的形式。对回波进行二维逆傅里叶变换:

$$s_{\rm D}(x,y) = \iint \boldsymbol{\sigma} \cdot \exp\left[-j2k(b+a\varphi)\right] \cdot 2l \cdot \sin c \left(k2l\varphi\right) e^{j2ky} e^{j2kx\varphi} dk \cdot dk\varphi = AL \int e^{j2k(y-b)} dk \int \operatorname{sin} c \left(k2l\varphi\right) \cdot e^{j2k(x-a)\varphi} dk\varphi = 2lA \cdot \delta(y-b) \cdot \left[\operatorname{rect}\left(\frac{x}{2l}\right) \cdot \delta(x-a)\right] = A \cdot 2l \cdot \operatorname{rect}\left(\frac{x-a}{2l}\right) \cdot \delta(y-b) \quad (25)$$

由此看出,散射中心纵向排布是位于同一处, 横向排布是窗函数的形式,分布在长21的区域内。 故二维雷达图像是线状的形式,为分布型散射 中心。

2.2 直三面角

以三面角自身坐标系为例,直三面角射线路 径在底面的投影是一个入射二面角的问题,且底 面仅改变射线向量的w向分量,路径投影如图7所 示。经研究,直三面角射线路径具有以下几何性 质:任意角度下,入射直三面角并按严格后向散射 被雷达接收的射线,其双程距离与雷达平面至直



图7 射线入射直三面角在底面的投影图

三面角角点的双程距离相同。

另将直角边长为m的三面角以口面垂直朝向 雷达方向摆放,角点位于 xoy 成像面上的坐标 $P(r\cos\alpha, r\sin\alpha)$ 处,如图8所示。





利用直三面角的几何特性,微动前所有入射 射线双程距离可表示为

 $R_1 = 2 \left[R_0 + r \sin \alpha \right] \tag{26}$

微动后,相同射线编号的射线双程距离变为

 $R_2 = 2 \left[R_0 + r \sin(\alpha + \varphi) \right]$ (27)

由于射线双程距离在微动前后与垂直摆放的 直二面角情形完全一致,采用相同的分析过程,直 三面角将在(rcosα,rsinα)处叠加形成一个局部 型散射中心。

2.3 规则矩形腔

以内腔长度为6m,宽为3m,高为2m的矩形 腔体为例研究射线多次散射情况。规则矩形腔模 型三视图如图9所示。



将内腔壁底部右侧角点置于坐标系原点O,在 俯仰角90°,方位角53°(夹角α=37°)的情况下,正 向推算矩形腔体的散射中心空间位置参数。此时 成像面与底面 uov 平行,将模型投影至成像面分 析,射线传播过程的路径俯视图如图10所示。



图10 成像面上腔体射线路径示意图

在该姿态角下,射线平行面入射,矩形腔体各 面法向均不与射线入射方向反向,因此不存在一 次作用后被雷达接收的情况。射线入射到矩形内 腔侧面,第二次、第三次和第四次作用相当于连续 与两个直角二面角作用,且两个直角二面角有一 边重合。所以,经过四次作用的射线严格满足后 向回波散射条件。

记入射点与出射点连线的中点为B,经计算, 任意经过四次反射的射线双程距离均与过B点并 入射到内腔角点处的射线距离相同。利用OB为 BCN的角平分线,可以求得所有射线在微动前的 双程距离:

$$R_{1} = 2(AB + BC) = 2AN =$$

$$2(R_{0} + ON\sin\alpha) =$$

$$2(R_{0} + W\sin\alpha) \qquad (28)$$

微动后,腔体绕坐标原点旋转了φ,此时所有 射线双程距离变为

$$R_2 = 2AN' = 2\left[R_0 + W\sin\left(\alpha + \varphi\right)\right]$$
(29)

可以正向推导散射中心位置:

$$x_0 = \lim_{\varphi \to 0} \frac{K_2 - K_1}{2\varphi} = W \cos \alpha$$

$$y_0 = \frac{R_1}{2} - R_0 = W \sin \alpha$$
(30)

与局部型散射中心的形成过程类似,所有射 线贡献的散射点将在该处叠加,在雷达图像上形 成一个亮点。

接下来进行定量分析。假设没有发生越距离 单元走动,采用几何光学计算所有射线的回波表 达式,并对所有射线进行高度维的累加:

 $S(k,\varphi) = AW \cos \alpha$

$$\int_{0}^{H} \exp\left[-j2k(W\sin\alpha+\varphi W\cos\alpha)\right] dz (31)$$

式中*l*和*H*分别为内腔壁照亮区域长度及高度。 对其进行二维逆傅里叶变换可获得散射密度函数 (雷达图像)表达式:

$$g(u,v) = AHW\cos\alpha \cdot \delta(u - W\sin\alpha) \cdot$$

$$\delta(v - W\sin\alpha) \tag{32}$$

经理论推导,其在雷达图像上表现为一个位 置在(*W* cos α,*W* sin α)处的亮点。

3 仿真与讨论

为验证推导过程的准确性,对直二面角两种 摆放姿态、直三面角、矩形腔分别进行仿真成像。 雷达参数设置如下:中心频率15 GHz,带宽1.5 GHz, 频率步进25 MHz,俯仰角90°,中心方位角0°,角宽 6.033 9°,角度步进0.100 57°,图像分辨率0.1 m× 0.1 m,场景大小6 m×6 m,极化方式 HH。

直二面角宽边为2m,窄边为1m,棱点放置于 xoy成像平面的P(1,1)处,如图11、图12所示呈垂



直和水平两种不同摆放姿态。均在棱点在成像面上的投影处分别表现为局部型和分布型散射中心,分布型长度与宽边相同,与式(19)、式(25)的推导一致。

直三面角直角边长2m,角点放置于xoy成像 平面的P(2,2)处,如图13所示。图像上在角点位 置处出现一个局部型散射中心,与上节分析一致。



规则矩形腔体模型与仿真图像如图 14 所示。 在(W cos α, W sin α)即(2.4, 1.8)处附近出现一个亮 点,与式(32)推导一致。



Slicy模型按照射线作用机理被分为6个区域, 分别对应二面角、圆柱母线镜面反射、三面角、顶 帽结构这些主要贡献。模型分区如图15(a)所示。

将雷达成像参数设置为:中心频率9.6 GHz,带宽0.75 GHz,频率步进37.5 MHz,俯仰角60°,中心方位角0°,角宽5.3803°,角度步进0.269 02°,图像



分辨率 0.2 m×0.2 m,场景大小6 m×6 m,极化方式 HH。得到仿真图像,如图 15(b)所示。

在观测角俯仰角60°,方位角0°时,由方位角 微动3°时(俯仰角60°方位角3°)的射线光程变化 量ΔR正向推导散射中心位置参数,并在仿真图像 上标注出来,如表1所示。

表1 Slicy模型光程变化量及散射中心位置推算

区域	机理	$\Delta R/m$	推算位置/m
1	二次	-0.071	(-0.68,-0.61)
2	一次	0.025	(0.24,-0.91)
3	二次	0.094	(0.90,-0.61)
4	三次	0.035	(0.33,0.12)
5	二次	-0.055	(-0.52,0.14)
6	二次	0.066	(0.63,0.14)

仿真图像中的散射中心与通过正向推算射线 光程变化量得出的散射中心位置相一致。

4 结束语

本文从电磁散射物理过程出发,正向演绎论 证了散射中心的位置属性,导出了目标镜面反射 散射场表达式,并用其表征了目标单站雷达图像; 另一方面,借助射线双程距离正向导出了散射中 心二维位置,揭示了散射中心横向位置与多普勒 频率之间的联系。进一步以直二面角、直三面角、 规则矩形腔等对象为例,讨论了多次散射机理下 目标散射中心的形成原因和位置特性。

为恰当反映散射中心的物理意义,必须弱化 其等效散射源的角色与意义,不能仅以能重构目 标散射特性为目的来看待散射中心,以免陷入过 于倚重散射中心的等效散射源意义而忽略其应当 承载的物理属性与内涵,这对目标散射中心概念 的各种应用尤为重要。关于单站雷达位置属性的 探讨可以为散射中心在雷达识别中的应用提供更 加有针对性的理论基础,也为目标特性的利用提 供新思路。

参考文献:

 [1] POTTER L C, MOSES R L. Attributed Scattering Centers for SAR ATR[J]. IEEE Trans on Image Processing, 1997, 6(1):79-91.

- [2] CHIANG H C, MOSES R L, POTTER L C. Model-Based Classification of Radar Images [J]. IEEE Trans on Information Theory, 2000, 46(5):1842-1854.
- [3] El-DARYMLI K, GILL E W, MCGUIRE P, et al. Automatic Target Recognition in Synthetic Aperture Radar Imagery: A State-of-the-Art Review [J]. IEEE Access, 2016, 4:6014-6058.
- [4] DING Baiyuan, WEN Gongjian, HUANG Xiaohong, et al. Data Augmentation by Multilevel Reconstruction Using Attributed Scattering Center for SAR Target Recognition
 [J]. IEEE Geoscience and Remote Sensing Letters, 2017, 14(6):979-983.
- [5] ZHOU Jianxiong, SHI Zhiguang, CHENG Xiao, et al. Automatic Target Recognition of SAR Images Based on Global Scattering Center Model[J]. IEEE Trans on Geoscience and Remote Sensing, 2011, 49(10):3713-3729.
- [6] DING Baiyuan, WEN Gongjian, HUANG Xiaohong, et al. Target Recognition in Synthetic Aperture Radar Images via Matching of Attributed Scattering Centers [J]. IEEE Journal of Selected Topics in Applied Earth Observations and Remote Sensing, 2017, 10(7):3334-3347.
- [7] 许延龙,潘昊,丁柏圆.基于深度信念网络的属性散射 中心匹配及在SAR图像目标识别中的应用[J].液晶与 显示2023,38(11):1511-1520.
- [8] 孙圣凯,何姿,管灵,等.基于散射中心模型的目标电磁 特性智能生成网络研究[J].电波科学学报,2023,38 (5):835-844.
- [9] ODENDAAL J W, BARNARD E, PISTORIUS C W I. Two-Dimensional Superresolution Radar Imaging Using the MUSIC Algorithm [J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 1994, 42(10):1386-1391.
- [10] BHALLA R, MOORE J, LING H. A Global Scattering Center Representation of Complex Targets Using the Shooting and Bouncing Ray Technique [J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 1997, 45(12):1850-1856.
- [11] ZHOU Jianxiong, ZHAO Hongzhong, SHI Zhiguang, et al. Global Scattering Center Model Extraction of Radar Targets Based on Wideband Measurements [J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 2008, 56(7):2051-2060.
- [12] ZHOU Jianxiong, SHI Zhiguang, FU Qiang. Three Dimensional Scattering Center Extraction Based on Wide Aperture Data at a Single Elevation [J]. IEEE Trans on Geoscience and Remote Sensing, 2014, 53 (3): 1638 -

1655.

- [13] XIE Yiyuan, XING Mengdao, GAO Yuexin, et al. Attributed Scattering Center Extraction Method for Microwave Photonic Signals Using DSM-PMM-Regularized Optimization[J]. IEEE Trans on Geoscience and Remote Sensing, 2022, 60(1):1-16.
- [14] 罗宇航,陈彦锡,郭琨毅,等.基于神经网络和散射中 心模型的目标参数提取[J].系统工程与电子技术, 2023,45(1):9-14.
- [15] HURST M, MITTRA R. Scattering Center Analysis via Prony's Method[J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 1987, 35(8):986-988.
- [16] POTTER L C, CHIANG D M, CARRIERE R, et al. A GTD-Based Parametric Model for Radar Scattering [J].
 IEEE Trans on Antennas and Propagation, 1995, 43(10): 1058-1067.
- [17] GERRY M J, POTTER L C, GUPTA I J, et al. A Parametric Model for Synthetic Aperture Radar Measurements
 [J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 1999, 47 (7):1179-1188.
- [18] HE Yang, HE Siyuan, ZHANG Yunhua, et al. A Forward Approach to Establish Parametric Scattering Center Models for Known Complex Radar Targets Applied to SAR ATR [J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 2014, 62(12):6192-6205.
- [19] LIU Jin, HE Siyuan, ZHANG Lei, et al. An Automatic and Forward Method to Establish 3-D Parametric Scattering Center Models of Complex Targets for Target Recognition [J]. IEEE Trans on Geoscience and Remote Sen-

(上接第144页)

[17] 杜兰, 陈晓阳, 石钰, 等. MMRGait-1.0: 多视角多穿着 条件下的雷达时频谱图步态识别数据集[J]. 雷达学 报, 2023, 12(4):892-905. sing, 2020, 58(12):8701-8716.

- [20] HUANG Kai, HE Siyuan, ZHANG Yunhua, et al. Composite Scattering Analysis of the Ship on a Rough Surface Based on the Forward Parametric Scattering Center Modeling Method [J]. IEEE Antennas and Wireless Propagation Letters, 2019, 18(12):2493-2497.
- [21] HE Siyuan, HUA Mengbo, ZHANG Yunhua, et al. Forward Modeling of Scattering Centers from Coated Target on Rough Ground for Remote Sensing Target Recognition Applications[J]. IEEE Trans on Geoscience and Remote Sensing, 2023, 62:1-17.
- [22] CLAEYS X, HIPTMAIR R. Multi-Trace Boundary Integral Formulation for Acoustic Scattering by Composite Structures [J]. Communications on Pure and Applied Mathematics, 2013, 66(8):1163-1201.
- [23] PENG Zhen. A Novel Multitrace Boundary Integral Equation Formulation for Electromagnetic Cavity Scattering Problems[J]. IEEE Trans on Antennas and Propagation, 2015, 63(10):4446-4457.

作者简介:

胡 进 男,硕士研究生,主要研究方向为雷达目标 特性、雷达目标识别。

何思远 女,博士,教授,主要研究方向为计算电磁 学、电磁散射建模。

张云华 男,博士,副教授,主要研究方向为人工电磁 材料设计与应用、新型天线理论与应用。

李婉聪 女,博士,主要研究方向为雷达目标特性、雷达目标识别。

作者简介:

屈乐乐 男,博士,教授,主要研究方向为超宽带雷达 信号处理、稀疏微波成像、人体行为雷达识别。

祝诗卉 女,硕士研究生,主要研究方向为雷达信号 处理。