一种低截获背景下的集中式MIMO雷达快速功率分配算法

李正杰^① 谢军伟^① 张浩为^{*①} 温 泉^② 刘 斌^③
 ^①(空军工程大学防空反导学院 西安 710051)
 ^②(国防科技大学信息通信学院 西安 710106)
 ^③(国防大学联合作战学院 北京 100091)

摘要:针对集中式MIMO雷达同时跟踪多批机动目标场景,该文提出一种低截获背景下的快速功率分配算法。首 先,将目标机动过程建模为自适应当前统计(ACS)模型,并采用粒子滤波对各目标状态进行估计。其次,对条件 克拉默-拉奥下界(PC-CRLB)进行推导,并基于目标运动特性和电磁特性构建目标综合威胁度评估模型。随后, 将目标跟踪误差评估指数和雷达未被截获概率的加权和作为优化目标,建立了关于发射功率的优化模型,利用目 标函数单调递减性质,提出了一种基于序列松弛的求解算法进行模型求解。最后,通过仿真验证所提算法的有效 性和时效性。结果表明,所提算法能够有效提高目标跟踪精度和雷达系统低截获性能,相比采用内点法求解运算 速度提高近50%。

 关键词:集中式MIMO雷达;功率分配;机动跟踪;低截获性能;条件克拉默-拉奥下界(PC-CRLB)

 中图分类号:TN972
 文献标识码:A
 文章编号: 2095-283X(2023)03-0602-14

 DOI: 10.12000/JR22203

引用格式: 李正杰, 谢军伟, 张浩为, 等. 一种低截获背景下的集中式MIMO雷达快速功率分配算法[J]. 雷达学报, 2023, 12(3): 602-615. doi: 10.12000/JR22203.

Reference format: LI Zhengjie, XIE Junwei, ZHANG Haowei, *et al.* A fast power allocation algorithm in a collocated MIMO radar under low interception backgrounds[J]. *Journal of Radars*, 2023, 12(3): 602–615. doi: 10.12000/JR22203.

A Fast Power Allocation Algorithm in a Collocated MIMO Radar under Low Interception Backgrounds

LI Zhengjie^① XIE Junwei^① ZHANG Haowei^{*①} WEN Quan^② LIU Bin^③

⁽¹⁾(Air and Missile Defense College, Air Force Engineering University, Xi'an 710051, China)

⁽²⁾(School of Information and Communication, National University of Defense Technology, Xi'an 710106, China) ⁽³⁾(Joint Operations College, National Defense University, Beijing 100091, China)

Abstract: This study proposes a fast power allocation algorithm under a low interception background for a collocated MIMO radar that simultaneously tracks multiple maneuvering targets. First, the target maneuver process is modeled as an Adaptive Current Statistical (ACS) model, and a particle filter is used to estimate the state of each target. Second, the Predicted Conditional Cramer-Rao Lower Bound (PC-CRLB) is derived, and the target comprehensive threat assessment model is constructed based on the target motion and electromagnetic characteristics. Subsequently, an optimization model with respect to transmitting power is established by developing the weighted sum of the target tracking error evaluation index and the unintercepted probability of radar as the optimization objective. Thereafter, to solve the model using the monotonically decreasing property of the objective function, a solving algorithm based on sequence relaxation is proposed. Finally, a simulation is conducted to verify the effectiveness and timeliness of the proposed algorithm. The

Foundation Item: The National Natural Science Foundation of China (62001506)

责任主编:时晨光 Corresponding Editor: SHI Chenguang

收稿日期: 2022-10-10; 改回日期: 2022-10-28; 网络出版: 2022-11-07

 ^{*}通信作者: 张浩为 zhw_xhzf@163.com
 *Corresponding Author: ZHANG Haowei, zhw_xhzf@163.com
 基金项目: 国家自然科学基金(62001506)

results indicate that the proposed algorithm can effectively improve the target tracking accuracy and low interception performance of the radar system. Further, its run speed is increased by nearly 50% compared with that of the interior point method.

Key words: Collocated MIMO radar; Power allocation; Maneuvering tracking; Low interception performance; Predicted Conditional Cramer-Rao Lower Bound (PC-CRLB)

1 引言

作为一种新体制雷达,集中式多输入多输出 (Multiple-Input Multiple-Output, MIMO)雷达引 起了研究人员的广泛关注。经过近20年的研究, 出现了许多关于参数估计、主动抗干扰、射频隐身 等方面的研究成果,并已进入工程实践阶段^[1]。相 比于传统相控阵雷达全相干的信号发射机制,集 中式MIMO雷达可同时发射多个正交信号,从而 具备优越的波形分集增益^[2]、低截获性能^[3]、虚 拟孔径^[4]以及目标检测性能^[5]。为充分发挥多发 多收的体制优势,进一步挖掘集中式MIMO雷达的 作战潜能,需要对有限的雷达系统资源进行优化 分配。

近年来,围绕资源分配技术在目标跟踪上的应 用问题,国内外学者基于认知雷达思想⁶,逐渐形 成了关于雷达资源分配的两大原则[7:(1)有限资源 约束下提高跟踪性能原则[8-16]; (2)满足跟踪精度约 束下减少资源消耗原则[17-23]。关于提高跟踪性能问 题, 文献[8]研究了集中式MIMO雷达在同时多波束 工作模式下的资源分配问题,并证明了通过优化分 配发射波束和功率可有效提高目标跟踪精度。文 献[9]通过推导后验克拉默-拉奥下界(Posterior Cramer-Rao Lower Bound, PCRLB), 提出了一种 集中式MIMO雷达同时多波束模式下的功率-带宽 联合分配算法。文献[10]推导了理想检测条件下的 预测条件克拉默-拉奥下界(Predicted Conditional CRLB, PC-CRLB),并研究了分布式雷达网络中 的节点选择-功率分配问题。在文献[8,9]的基础上, 文献[11]进一步研究了集中式MIMO雷达多目标跟 踪中的功率-带宽-波束联合分配问题。文献[12,13] 对杂波环境下的跟踪性能下界进行推导,并研究了 多雷达系统中的功率分配问题以及子阵选择-功率 联合分配问题。为进一步提高多目标跟踪场景下的 跟踪质量, 文献[14]基于服务质量(Quality of Service, QoS)准则,提出了一种波束-功率联合分配算法, 以使各目标的跟踪误差逐渐逼近期望值。为提升满 足跟踪精度要求的目标数量, 文献[15]提出了一种 基于目标容量的同时多波束功率分配算法。文献[16] 考虑使目标跟踪精度和满足精度要求的目标容量同 时最大化,研究了压制式干扰场景下的波束选择-

功率分配问题。在减少发射资源消耗方面, 文献[17] 提出一种面向射频隐身的发射节点-驻留时间-功率 联合分配算法,该算法在满足跟踪精度要求的前提 下尽可能减少对组网雷达系统的射频资源消耗。针 对机载组网雷达单目标跟踪场景, 文献[18]提出一 种基于低截获概率(Low Probability of Intercept, LPI)性能准则的资源分配算法。文献[19]针对集中 式MIMO雷达多目标跟踪问题,提出一种基于 QoS准则的稳健功率分配算法。文献[20]建立了集 中式MIMO雷达体制下的空-时资源分配和波形选 择优化模型,在保证目标有效检测的前提下,对系 统资源消耗量和跟踪性能同时进行优化。针对机会 约束规划的机会阵雷达网络系统, 文献[21]研究了 单批机动目标跟踪下的发射功率最小化问题。文 献[22]同时考虑目标跟踪精度和低截获概率(LPI), 提出一种相控阵雷达网络多目标跟踪中的目标指派 和资源联合分配算法。文献[23]进一步提出一种基 于LPI的功率-驻留时间-带宽-脉冲长度多参数联合 分配算法。

上述工作为MIMO雷达资源分配问题的研究打 下了良好基础,但仍存在一些不足之处。如当前对 于机动目标跟踪的资源分配研究成果较少,且针对 不同运动特性和电磁特性目标的威胁度评估问题缺 乏应有的关注。此外,对于多目标跟踪中同时考虑 跟踪精度和低截获性能的资源分配研究成果也十分 有限。基于上述情况,本文针对集中式MIMO雷达 多机动目标跟踪场景,提出了一种低截获背景下的 快速功率分配算法。本算法基于同时多波束工作模 式,如图1所示,雷达同时发射多个宽波束对空间 进行监视,并在接收机中形成窄波束以提取目标信 息。此时,每个目标都被一个波束独立进行跟踪, 通过合理地向各发射波束分配功率,可提高资源利 用率和雷达跟踪性能。

具体而言,本文首先将目标运动模型构建为自 适应当前统计(Adaptive Current Statistical, ACS)模型。然后推导了PC-CRLB,并将其作为跟 踪性能下界。针对各目标运动特性和电磁特性的差 别,构建了目标威胁评估模型。其次,分别计算了 基于PC-CRLB的目标跟踪误差评估指数和雷达截 获概率,并通过引入线性化机制构建了关于发射功 率的优化模型。最后,针对优化模型的凸性质和单 调性,采用了一种低复杂度的基于序列松弛的求解 算法进行快速求解。仿真结果验证了所提算法的可 行性和时效性。本文构建的基于发射功率分配的认 知跟踪系统如图2所示。

2 系统建模

假设某集中式MIMO雷达位于*x-y*平面内,雷达采取均匀线阵排布,阵元数为 $M \times N$ 。将第m个发射阵元和第n个接收阵元分别表示为 T_m 和 R_n ,其中 $\forall m \in \{1, 2, \dots, M\}, \forall n \in \{1, 2, \dots, N\},$ 且对应阵元间距分别为 d_t 和 d_r ,雷达阵列模型如图3所示。

为简化模型,给出如下假设:

(1)系统采用同时多波束工作模式,各发射阵 元发射窄带正交信号;

(2) 已知目标空域内存在*Q*个运动目标,各目 标初始位置为先验信息;

(3) 考虑远场条件,认为目标散射系数对各发 射、接收阵元相同;



图 1 集中式MIMO雷达同时多波束工作模式 Fig. 1 Simultaneous multi-beam working mode of the collocated MIMO radar

(4)为稳定系统内部各器件工作负荷,将各发 射波束的功率平均分配给对应发射阵元。

2.1 信号模型

假设在*k*时刻,该集中式MIMO雷达向第*q*个目标发射的波形为

$$s_{k,q}(t) = \sqrt{P_{k,q}} E_{k,q}(t) \exp\left(-j2\pi f_{c}t\right)$$
(1)

其中, $P_{k,q}$ 为发射功率; $E_{k,q}(t)$ 为归一化的发射信 号复包络; f_c 为载波频率。该信号的有效带宽 $\beta_{k,q}$ 和有效时宽 $T_{k,q}$ 分别满足



图 2 认知跟踪系统示意图

Fig. 2 Schematic diagram of cognitive tracking system



图 3 集中式MIMO雷达阵列模型 Fig. 3 Collocated MIMO radar array model

$$\left|\beta_{k,q}\right| = \frac{\int f^2 |E_{k,q}\left(f\right)|^2 \mathrm{d}f}{\int |E_{k,q}\left(f\right)|^2 \mathrm{d}f}$$
(2)

以及

$$|T_{k,q}| = \frac{\int t^2 |E_{k,q}(t)|^2 dt}{\int |E_{k,q}(t)|^2 dt}$$
(3)

经目标反射后,接收信号可表示为

$$r_{k,q}(t) = a_{k,q} \sqrt{\gamma_{k,q} P_{k,q}} E_{k,q}(t - \tau_{k,q})$$
$$\cdot \exp\left(-j2\pi f_{dk}^{q}t\right) + n_{k,q}(t) \tag{4}$$

其中, $a_{k,q}$ 为目标q的反射复增益; $\gamma_{k,q}$ 为信号衰减 系数,与径向距离的4次方成反比; $\tau_{k,q}$ 为信号时 延; f_{dk}^{q} 为信号多普勒频移; $n_{k,q}(t)$ 为零均值的复高 斯白噪声。

2.2 运动模型

当前用于描述目标机动特性的运动模型主要分为单模型和多模型两类^[24]。由于单模型算法无须建 立复杂的模型集来匹配目标机动,因此更具时效 性。当前统计(Current statistical, CS)模型是一种 比较切合实际的单模型,通过构建非零均值的加速 度模型能较全面地描述目标机动特性^[25],但存在自 适应性不足的问题,需要进行改进。通过将Jerk输 入估计引入CS模型中,结合改进的输入估计方法^[26], 对CS模型中状态方程和机动加速度方差的调整方 法进行改进,从而建立起ACS模型。将目标反射的 复增益建模为一阶马尔可夫过程,构建扩展目标状 态向量,对应的增广矩阵状态方程可表示为

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{x}_{k,q} \\ \hat{\boldsymbol{g}}_{k,q}^{(1)} \\ \hat{\boldsymbol{\alpha}}_{k,q} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{F}_{\text{ACS}} & \boldsymbol{U}_{\text{ACS}}^{q} & \boldsymbol{\theta}_{2\times 2} \\ \boldsymbol{\theta}_{2\times 6} & \boldsymbol{I}_{2} & \boldsymbol{\theta}_{2\times 2} \\ \boldsymbol{\theta}_{2\times 6} & \boldsymbol{\theta}_{2\times 2} & \boldsymbol{I}_{2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \boldsymbol{x}_{k-1,q} \\ \hat{\boldsymbol{g}}_{k-1,q} \\ \hat{\boldsymbol{\alpha}}_{k-1,q} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \boldsymbol{w}_{k-1,q} \\ \boldsymbol{\theta}_{2\times 1} \\ \boldsymbol{u}_{k-1,q} \end{bmatrix}$$
(5)

其中, $x_{k,q} = [x_{k,q}, \dot{x}_{k,q}, y_{k,q}, \dot{y}_{k,q}, \ddot{y}_{k,q}]^{\mathrm{T}}$, 包含 了目标q的位置、速度和加速度信息; $\hat{g}_{k,q}^{(1)} = [\dot{x}_{k,q}, \dot{y}_{k,q}]^{\mathrm{T}}$ 为Jerk向量; $\hat{\alpha}_{k,q} = [\hat{a}_{k,q}^{\mathrm{R}}, \hat{a}_{k,q}^{\mathrm{I}}]^{\mathrm{T}}$; $\hat{\alpha}_{k,q} = \hat{\alpha}_{k-1,q}$ + $u_{k-1,q}$, 其中 $u_{k-1,q} \sim \mathrm{N}(0, E_{k-1,q})$ 表示高斯过程 噪声; $F_{\mathrm{ACS}} \pi U_{\mathrm{ACS}}^{q}$ 分别表示为

$$\boldsymbol{F}_{\text{ACS}} = \begin{bmatrix} 1 & T_{\text{s}} & T_{\text{s}}^2/2 \\ 0 & 1 & T_{\text{s}} \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \otimes \boldsymbol{I}_2$$
(6)

 $U^q_{
m ACS}$

$$= \begin{bmatrix} T_{\rm s}^3 / 6 - \left(2 - 2u_q T_{\rm s} + u_q^2 T_{\rm s}^2 - 2e^{-u_q T_{\rm s}}\right) / 2u_q^3 \\ T_{\rm s}^2 / 2 - \left(e^{-u_q T_{\rm s}} - 1 + u_q T_{\rm s}\right) / u_q^2 \\ T_{\rm s} - \left(1 - e^{-u_q T_{\rm s}}\right) / u_q \end{bmatrix} \otimes \boldsymbol{I}_2$$
(7)

其中, T_s 为采样时间间隔; u_q 为目标q对应的机动 频率;"⊗"表示Kronecker积。在式(5)中,向量 $w_{k-1,q} \sim N(\boldsymbol{0}, \boldsymbol{Q}_{k-1,q})$ 代表过程噪声。其中,矩阵 $\boldsymbol{Q}_{k-1,q} = 2u_q \operatorname{diag}(\sigma^2_{\mathrm{ax},k-1,q}, \sigma^2_{\mathrm{ay},k-1,q})\boldsymbol{q}_{\mathrm{cs}};\boldsymbol{q}_{\mathrm{cs}}$ 为CS模 型中的过程噪声矩阵^[27]; diag(·)代表对角矩阵运 算; $\sigma^2_{\mathrm{ax},k-1,q}$ 可计算为^[28]

$$\sigma_{\text{ax},k-1,q}^{2} = \frac{4 - \pi}{\pi} \left[\boldsymbol{B}_{k-1,q} \left(\ddot{\boldsymbol{x}}_{k-1,q}, \ddot{\boldsymbol{x}}_{k-1,q} \right) + 2T_{\text{s}} \right. \\ \left. \times \boldsymbol{B}_{k-1,q} \left(\dot{\boldsymbol{x}}_{k-1,q}, \dot{\boldsymbol{x}}_{k-1,q} \right) \right. \\ \left. + T_{\text{s}}^{2} \boldsymbol{B}_{k-1,q} \left(\ddot{\boldsymbol{x}}_{k-1,q}, \dot{\boldsymbol{x}}_{k-1,q} \right) \right]$$
(8)

其中, $B_{k-1,q}(\cdot,\cdot)$ 表示滤波器输出状态方差矩阵中 对应的元素。将式(8)中的x相关参数替换为y相关 参数,则可计算得到 $\sigma^2_{av,k-1,q}$ 。

2.3 观测模型

利用ESPRIT算法^[29]对接收信号进行处理,可 从中提取*k*时刻目标相对雷达的径向距离、多普勒 频率、方位角以及反射增益等估计信息。对应的等 效非线性量测模型为

$$\boldsymbol{z}_{k,q} = h\left(\boldsymbol{\xi}_{k,q}\right) + \boldsymbol{\varpi}_{k,q} \tag{9}$$

其中, 扩展状态向量 $\boldsymbol{\xi}_{k,q} = [\boldsymbol{x}_{k,q}^{\mathrm{T}}, (\hat{\boldsymbol{g}}_{k,q}^{(1)})^{\mathrm{T}}, \hat{\boldsymbol{\alpha}}_{k,q}^{\mathrm{T}}]^{\mathrm{T}};$ $h(\cdot)$ 代表非线性的量测函数,可表示为

$$\begin{cases} R_{k,q} = \sqrt{(x_{k,q} - x_0)^2 + (y_{k,q} - y_0)^2} \\ f_{k,q} = -\frac{2}{\lambda} (\dot{x}_{k,q}, \dot{y}_{k,q}) \left(\begin{array}{c} x_{k,q} - x_0 \\ y_{k,q} - y_0 \end{array} \right) / R_{k,q} \\ \theta_{k,q} = \arctan 2(y_{k,q} - y_0) / (x_{k,q} - x_0) \\ a_{k,q}^{\rm R} = \boldsymbol{e}_{10}^9 \boldsymbol{\xi}_{k,q} \\ a_{k,q}^{\rm I} = \boldsymbol{e}_{10}^{10} \boldsymbol{\xi}_{k,q} \end{cases}$$
(10)

其中, $R_{k,q}$, $f_{k,q}$ 和 $\theta_{k,q}$ 分别代表目标 q相对雷达工作 中心的径向距离、多普勒频率和方位角; (x_0, y_0) 代 表雷达工作中心位置; λ 表示雷达的工作波长; arctan 2(·)表示4象限反正切函数; e_i^j 代表一个 1×i维的向量,其中除第j个元素为1外其余元素均 为0; $\varpi_{k,q} \sim N(0, G_{k,q})$ 为零均值高斯白噪声,其协 方差矩阵可表示为

$$\boldsymbol{G}_{k,q} = \operatorname{diag}\left(\sigma_{R_{k,q}}^2, \sigma_{f_{k,q}}^2, \sigma_{\theta_{k,q}}^2, \sigma_{a_{k,q}}^2, \sigma_{a_{k,q}}^2\right) \quad (11)$$

其中,矩阵对角线元素分别对应于式(10)中所有量 测值的量测误差协方差,且满足[®]

$$\begin{cases}
\sigma_{R_{k,q}}^{2} \propto \left(\gamma_{k,q} P_{k,q} |\alpha_{k,q}|^{2} \beta_{k,q}^{2}\right)^{-1} \\
\sigma_{f_{k,q}}^{2} \propto \left(\gamma_{k,q} P_{k,q} |\alpha_{k,q}|^{2} T_{k,q}^{2}\right)^{-1} \\
\sigma_{\theta_{k,q}}^{2} \propto \left(\gamma_{k,q} P_{k,q} |\alpha_{k,q}|^{2} / B_{w}\right)^{-1} \\
\sigma_{a_{k,q}}^{2} = \sigma_{a_{k,q}}^{1} \propto \left(2\gamma_{k,q} P_{k,q}\right)^{-1}
\end{cases} (12)$$

其中, *B*_w为半功率波束宽度。由式(12)可知, 观测 信息中所有参数的误差协方差均与发射功率*P*_{k,q} 成反比。因此,量测误差协方差矩阵可以重新表 示为

$$G_{k,q} = (P_{k,q})^{-1} L_{k,q}$$
 (13)

由式(13)可知,通过提高发射功率,能够提高雷达 量测精度。当存在多批目标时,需要对有限的发射 功率进行合理分配。特别地,当雷达系统在作战 环境中执行多目标跟踪任务时,其功率分配策略的 制定应充分考虑各目标威胁程度的差异。因此,需 要建立合理的目标威胁评估机制来指导优化模型 建立。

3 跟踪性能量化

3.1 PC-CRLB推导

标准PCRLB^[9]可为无偏估计提供一个下界,并 且已经被证明在高信噪比情况下非常接近实际跟踪 误差^[14]。然而,由于标准PCRLB基于以往所有时 刻的观测信息对目标状态进行估计,因此并不适用 于观测信息变化剧烈的机动目标跟踪场景^[13]。为了 更好地利用观测信息,并结合机动跟踪的非线性特 点,采用粒子滤波对目标状态进行估计,并且推导 基于粒子滤波的PC-CRLB。首先,PC-CRLB满足 如下不等式^[10]:

$$\mathbb{E}_{\boldsymbol{x}_{k,q},\boldsymbol{z}_{k,q}|\boldsymbol{z}_{1:k-1,q}}\left[\left(\hat{\boldsymbol{x}}_{k,q}-\boldsymbol{x}_{k,q}\right)\left(\hat{\boldsymbol{x}}_{k,q}-\boldsymbol{x}_{k,q}\right)^{\mathrm{T}}\right] \\ \geq \boldsymbol{J}^{-1}\left(\boldsymbol{x}_{k,q}|\boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right)$$
(14)

其中, $\hat{x}_{k,q}$ 为对 $x_{k,q}$ 的估计值; $\mathbb{E}_{x_{k,q},z_{k,q}|z_{1:k-1,q}}(\cdot)$ 为 关于量测信息和目标状态的数学期望运算; $J(x_{k,q}|z_{1:k-1,q})$ 为预测条件贝叶斯信息矩阵(Predicted Conditional Bayesian Information Matrix, PC-BIM), PC-BIM定义为^[11]

$$J(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}) = \mathbb{E}_{\boldsymbol{x}_{k,q}, \boldsymbol{z}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}} \\ \cdot \left[-\Delta_{\boldsymbol{x}_{k,q}}^{\boldsymbol{x}_{k,q}} \ln p\left(\boldsymbol{x}_{k,q}, \boldsymbol{z}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right) \right]$$
(15)

其中, $\Delta_{\eta}^{\gamma} = \Delta_{\eta} (\Delta_{\gamma})^{\mathrm{T}}$ 表示二阶偏导运算。根据文献[30],PC-BIM可以进一步表示为先验信息项和数据信息项之和的形式

$$\boldsymbol{J}\left(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right) \\
= \boldsymbol{J}_{\mathrm{P}}\left(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right) + \boldsymbol{J}_{\mathrm{Z}}\left(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right) \\
= -\mathbb{E}_{\boldsymbol{x}_{k,q}|\boldsymbol{z}_{1:k-1,q}}\left[\Delta_{\boldsymbol{x}_{k,q}}^{\boldsymbol{x}_{k,q}} \ln p\left(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right)\right] \\
- \mathbb{E}_{\boldsymbol{x}_{k,q},\boldsymbol{z}_{k,q}|\boldsymbol{z}_{1:k-1,q}}\left[\Delta_{\boldsymbol{x}_{k,q}}^{\boldsymbol{x}_{k,q}} \ln p\left(\boldsymbol{z}_{k,q} | \boldsymbol{x}_{k,q}\right)\right] (16)$$

其中, $J_{P}(x_{k,q}|z_{1:k-1,q})$ 和 $J_{Z}(x_{k,q}|z_{1:k-1,q})$ 分别为先 验信息的PC-BIM矩阵和数据信息的PC-BIM矩 阵。为避免式(16)中复杂的数学期望运算,结合粒 子滤波机制, PC-BIM可近似计算为^[31]

$$\begin{aligned} \boldsymbol{J}\left(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right) \\ \approx & \left[\boldsymbol{Q}_{k,q} + \sum_{n=1}^{N_{\mathrm{P}}} w_{k-1,q}^{n} \boldsymbol{F}_{\mathrm{ACS}} \boldsymbol{J}^{-1} \left(\boldsymbol{x}_{k-1,q}^{n} | \boldsymbol{z}_{1:k-2,q}\right) \boldsymbol{F}_{\mathrm{ACS}} \right]^{-1} \\ & + \sum_{n=1}^{N_{\mathrm{P}}} w_{k-1,q}^{n} P_{k,q} \left[\left(\hat{\boldsymbol{H}}_{k,q}^{n} \right)^{\mathrm{T}} \left(\hat{\boldsymbol{L}}_{k,q} \right)^{-1} \hat{\boldsymbol{H}}_{k,q}^{n} \right] \right|_{\boldsymbol{x}_{k,q}^{n}} \end{aligned}$$

$$(17)$$

其中, $\hat{H}_{k,q}^{n}$ 和 $\hat{L}_{k,q}$ 分别表示相对于距离、多普勒频 率和方位角的估计雅可比矩阵和CRLB矩阵; $\boldsymbol{x}_{k-1,q}^{n}$ 和 $\boldsymbol{w}_{k-1,q}^{n}$ 代表k-1时刻关于目标q的粒子状态和粒子 权重; N_{p} 为粒子总数; $J^{-1}(\boldsymbol{x}_{k,q}|\boldsymbol{z}_{1:k-1,q})$ 为PC-CRLB 矩阵。由式(17)可知,数据信息的PC-BIM与发射 功率呈正比关系。通过引入关于位置、速度和加速 度的归一化机制^[32]以及指数化机制^[33],得到关于功 率的跟踪性能函数为

$$\mathbb{F}_{1}(P_{k,q}) = \exp\left(\sqrt{\operatorname{Tr}\left[\boldsymbol{\Omega}\boldsymbol{J}^{-1}\left(\boldsymbol{x}_{k,q} \mid \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}\right)\boldsymbol{\Omega}^{\mathrm{T}}\right]}/\eta - 1\right)$$
(18)

其中, $\Omega = I_2 \otimes \text{diag}(1, T_s, T_s^2)$; Tr(·)代表矩阵求迹 运算符; η 表示雷达跟踪误差阈值,可由经验得出 或专家给出。

以往跟踪性能驱动的资源分配文献可具体分为: 最大化最差目标的跟踪精度^[10]和最大化目标整体跟 踪精度两种类型^[12]。然而在实际应用,各目标的威 胁度并不相同,因此简单地对各目标的PC-CRLB 进行求和或寻找其最大值,并将其作为目标函数不 够合理。3.2节将针对目标运动特性和电磁特性, 构建威胁度评估模型。

3.2 目标威胁评估模型

随着航空兵器的发展,空袭样式逐渐多样、目标运动特征变化逐渐加剧,导致地面防空雷达面临的战场环境复杂多变^[34]。构建准确及时的目标威胁评估模型,可有效提升地面防空雷达系统的资源分配效能,增强抗机动突防能力。

针对目标威胁评估,主要考虑以下4个方面:

径向距离、径向速度、目标航向、电磁散射特性。 具体而言,目标威胁度的量化过程如下:

(1) 径向距离

$$\varepsilon_{k,q}^{R} = \begin{cases} 1, & R_{k,q} \leq R_{\text{g max}} \\ \exp\left[-\frac{\vartheta \left(R_{k,q} - R_{\text{g max}}\right)}{R_{\text{d max}} - R_{\text{g max}}}\right], & R_{k,q} > R_{\text{g max}} \end{cases}$$
(19)

其中, $\varepsilon_{k,q}^{R}$ 为关于径向距离 $R_{k,q}$ 的威胁度函数; R_{gmax} 表示制导杀伤远界; R_{dmax} 代表最远探测距离; ϑ 为可调常数,用以控制雷达在制导杀伤远界 之外时的威胁度,一般令 $\vartheta \geq 0.5$ 。

(2) 径向速度

$$\varepsilon_{k,q}^{v} = \frac{1-\kappa}{1+\exp\left[\mu\left(v_{k,q}-\varsigma\right)\right]} + \kappa \tag{20}$$

其中, $\varepsilon_{k_{a}}^{v}$ 为关于径向速度 $v_{k,q}$ 的威胁度函数;

$$\varepsilon_{k,q}^{\alpha} = \begin{cases} \frac{1}{1+0.0455|\alpha_{k,q}|^{3.6}}, \\ \frac{0.17}{1+0.05(|\alpha_{k,q}|^2 - 12)^2} + 0.03, \\ \frac{0.77}{1+0.011(|\alpha_{k,q}|^2 - 60)^2} + 0.03 \end{cases}$$

其中, $\varepsilon_{k,q}^{\alpha}$ 为关于雷达反射截面积(Radar Cross Section, RCS)的威胁度函数。尽管RCS可用于表征目标隐身性能高低,但就隐身性能对应的威胁度而言,并非隐身性能越差对应的目标威胁度越低。如大型轰炸机这样的大型目标对应的RCS可能达到数十平方米,但其目标威胁度往往较大^[35]。因此,采用柯西分布来表征隐身性能带来的威胁值。

至此,目标q在k时刻的威胁度可建模为

$$\chi_{k,q} = \eta_1 \varepsilon_{k,q}^R + \eta_2 \varepsilon_{k,q}^v + \eta_3 \varepsilon_{k,q}^\theta + \eta_4 \varepsilon_{k,q}^\alpha \qquad (23)$$

其中, η_j (j = 1, 2, 3, 4)为径向距离、径向速度、目标航向和隐身性能的权重系数,满足 $\eta_1 + \eta_2 + \eta_3 + \eta_4 = 1$ 。对 $\chi_{k,q}$ 进行归一化后,可得

$$\tilde{\chi}_{k,q} = \chi_{k,q} / \sum_{q=1}^{Q} \chi_{k,q}$$
(24)

4 低截获背景下的功率分配算法

4.1 截获概率模型

假设目标携带拦截接收器,当接收器检测到雷达信号的概率大于其阈值时,可能对地面雷达生存造成威胁,因此需要减小目标的截获概率。为简化模型,假设所有目标携带拦截接收器相同且工作在同种模式。由文献[23]可知,目标q在k时刻对雷达发射信号的截获概率为

 $v_{k,q} = f_{k,q}\lambda/2$ 表示k时刻目标q相对于雷达的径向速度; κ 为目标速度小于雷达最小跟踪速度时的速度威胁度; μ 为可调负常数,用以控制该"S"型威胁度曲线的曲率; ς 为可调常数,用以控制曲线拐点的速度值。

(3) 目标航向

$$\varepsilon_{k,q}^{\hat{\theta}} = \exp\left(-l\hat{\theta}_{k,q}\right) \tag{21}$$

其中, $\varepsilon_{k,q}^{\theta}$ 为关于目标航向 $\hat{\theta}_{k,q}$ 的威胁度函数; $\hat{\theta}_{k,q}$ 代表k时刻目标q指向雷达的矢量与目标速度矢 量之间的夹角,满足0° $\leq \hat{\theta}_{k,q} \leq 180°$,当 $\hat{\theta}_{k,q} = 0°$ 时表示目标径直飞向雷达,当 $\hat{\theta}_{k,q} = 180°$ 时表示目 标远离雷达飞行;l为可调常数,用以控制曲线下 降程度,通常取0 < l < 0.05。

(4) 电磁散射特性

$$0 < \left|\alpha_{k,q}\right|^2 \le 12$$

$$12 < |\alpha_{k,q}|^2 \le 20$$
 (22)

$$0.03, \quad 20 < |\alpha_{k,q}|^2 \le 100$$

$$p_{k,q}^{\rm I}(P_{k,q}) = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{-\ln(p_{\rm fa})} - \sqrt{\frac{P_{k,q}G_{\rm t}G_{\rm I}\lambda^2 G_{\rm IP}}{(4\pi)^2 R_{k,q}^2 k_0 T_0 B_{\rm I} F_{\rm I}} + 0.5} \right)$$
(25)

其中, p_{fa} 为拦截接收器的虚警概率; G_t 为雷达发射 天线增益; G_I 为拦截接收器的接收天线增益; G_{IP} 为拦截接收器的信号处理增益; k_0 代表玻尔兹曼常 数; T_0 代表雷达接收机的噪声温度; B_I 为拦截接收 器的带宽; F_I 为拦截接收器的噪声因子; $\operatorname{erfc}(x)$ 函 数展开为

erfc
$$(x) = 1 - \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_0^x \exp(-z^2) dz$$
 (26)

由式(25)可知,对雷达信号的截获概率 $p_{k,q}^{I}$ 与发射 功率 $P_{k,q}$ 和径向距离 $R_{k,q}$ 相关。

4.2 功率优化模型

由上述分析可知,MIMO雷达对目标的功率分 配与跟踪精度和截获概率均密切相关。一般而言, 为了保证低截获性能,要求系统降低发射功率,而 为了实现高精度跟踪,应提高发射功率。在防空作 战时,精确跟踪能力和低截获能力都是雷达系统的 追求目标;并且,随着战场态势的实时变化,对跟 踪能力和低截获能力的要求也发生改变。为建立关 于目标跟踪精度和雷达低截获概率的优化模型,我 们引入了线性约束机制^[36]。考虑到雷达发射功率越高,跟踪误差越低^[15]、截获概率越高^[37],因此,为平衡二者的单调性差别,令

$$\mathbb{F}_{2}(P_{k,q}) = 1 - p_{k,q}^{l}(P_{k,q})$$
(27)

其中, 𝔽₂(*P_{k,q}*)表示雷达未被目标*q*截获的概率。 综上,优化模型可描述如下:

$$\min \max_{q=1,2,\cdots,Q} \tilde{\chi}_{k,q} \left[\ell_{k,q}^{1} \mathbb{F}_{1} \left(P_{k,q} \right) + \ell_{k,q}^{2} \mathbb{F}_{2} \left(P_{k,q} \right) \right]$$

s.t. $\ell_{k,q}^{1} + \ell_{k,q}^{2} = 1, \quad \ell_{k,q}^{1}, \ell_{k,q}^{2} \in [0,1]$
 $\bar{P}_{\min} \leq P_{k,q} \leq \bar{P}_{\max}$
$$\sum_{q=1}^{Q} P_{k,q} = P_{\text{total}}, \quad \forall q = 1, 2, \cdots, Q \qquad (28)$$

其中, $\ell_{k,q}^1 和 \ell_{k,q}^2$ 分别代表跟踪性能和低截获性能的 重要性权值,满足 $\ell_{k,q}^1 \in [0,1]$ 以及 $\ell_{k,q}^2 \in [0,1]$,可根 据实际情况由专家提前给出或通过强化学习等方法 实时得出。由于发射功率调整时,雷达检测概率也 会相应发生改变。因此,为保证雷达检测概率设置 功率分配下界为 \bar{P}_{min} ;同时,为满足雷达组件散热 需求和多任务需求,设置功率分配上界为 \bar{P}_{max} ; P_{total} 为雷达系统在同一时刻可提供的功率总值。

4.3 求解方法

式(28)的约束条件均是线性的,因此其性质由 目标函数决定。在式(28)中,目标威胁值 $\tilde{\chi}_{k,q}$ 主要 由目标运动状态和电磁特性决定,在固定时刻可以 近似看作常数。类似地,任务重要性权值 $\ell^1_{k,q}$ 和 $\ell^2_{k,q}$ 在固定时刻也可以看作常数。而 $\mathbb{F}_1(P_{k,q})$ 和 $\mathbb{F}_2(P_{k,q})$ 均是关 $P_{k,q}$ 的凸函数^[38],因此,式(28)是一个关于 发射功率的凸优化问题,通过采用内点法^[17]便可轻 松求解,但其算法复杂度为 $O(Q^{3.5})^{[39]}$ 。为提高时 效性,基于目标函数关于功率的单调性特征和minmax问题^[40]的特点,本节给出一种算法复杂度仅为 O(Q)的快速求解方法。算法描述如下:

令 fun_q(P_{k,q}) = $\tilde{\chi}_{k,q}[\ell_{k,q}^1 \mathbb{F}_1(P_{k,q}) + \ell_{k,q}^2 \mathbb{F}_2(P_{k,q})]$, 并对约束条件进行松弛后,式(28)可重新写为

$$\min_{P_{k}} \max_{q=1,2,\cdots,Q} [\operatorname{fun}_{q} (P_{k,q})] \\
\text{s.t.} \quad \ell_{k,q}^{1} + \ell_{k,q}^{2} = 1, \quad \ell_{k,q}^{1}, \ell_{k,q}^{2} \in [0,1] \\
\sum_{q=1}^{Q} P_{k,q} = P_{\text{total}}, \quad \forall q = 1, 2, \cdots, Q \quad (29)$$

随后,式(29)的最优解可由fun_q($P_{k,q}^{*}$) = D_k , $\forall q = 1, 2, \dots, Q$ 得到。其中, D_k 满足可逆函数fun_q⁻¹(D_k) = $P_{k,q}^{*}$ 。因此, D_k 可以由式(29)中的等式求解得到,且满足

$$\sum_{q=1}^{Q} \operatorname{fun}_{q}^{-1}\left(D_{k}\right) = P_{\operatorname{total}}$$

$$(30)$$

在获得式(29)中的最优解 $P_{k,q}^*$ 和 D_k 后, $\forall q = 1, 2, \dots, Q_o$ 式(28)中的最优解 $P_{k,opt}$ 以及对应的最优函数值 $D_{k,opt}$ 可以通过以下3个引理得到:

引理1: $D_{k,opt} \ge D_k$ 。

引理2: 若 $D_k \leq \min \operatorname{fun}_q(\bar{P}_{\min})$, $\forall q = 1, 2, \dots, Q$ 。 则 $D_{k, \operatorname{opt}} = D_k$, 此时与之对应的解 $P_{k,q} = \operatorname{fun}_q^{-1}(D_k)$ 是最优的。

引理3: 若 $D_k > \min \operatorname{fun}_q(\bar{P}_{\min}), \forall q = 1, 2, \dots, Q_\circ$ 则 最 优 解 $P_{k, \operatorname{opt}}$ 中 的 第 $q \wedge \overline{\pi}$ 素 的 值 为 $P_{k,q, \operatorname{opt}} = \operatorname{argmin}(\mathbf{1}_Q^{\mathrm{T}} P_k)_\circ$

引理1—引理3的证明过程见附录。结合上述 3个引理,式(28)可以通过反复求解式(29)并且直接 令 $P_{k,q,\text{opt}} = \operatorname{argmin}(\mathbf{1}_{Q}^{T} \boldsymbol{P}_{k})$ 得到,流程见表1。

5 仿真结果及分析

5.1 基本参数设置

本节仿真设置如下:考虑单部集中式MIMO雷达同时跟踪Q = 3个目标的场景。假设在x-y平面中,雷达工作中心位于原点处。采用粒子滤波算法对目标状态进行实时估计,粒子数量为 $N_p = 200$ 。设置蒙特卡罗试验次数为 $N_{sim} = 100$,共有30帧数据用于每次试验。雷达和拦截接收器的相关参数设置情况见表2,各目标初始运动参数如表3所示,

表 1 功率快速求解算法 Tab. 1 Fast power solving algorithm

步骤1	应用式(30)计算 D_k ;
步骤2	定义 Q_0 为集合 $Q = \{1, 2, \cdots, Q\}$ 中所有满足不等式
$D_k > \mathbf{f}$	$un_q(\arg\min(1_Q^{\mathrm{T}} \boldsymbol{P}_k))$ 元素的集合。若 $\boldsymbol{Q}_0 \neq \emptyset$,则进入
步骤3;	否则, 令 $P_{k,q,\text{opt}} = \overline{P}_{\min}, \boldsymbol{Q}_0 = \boldsymbol{Q}_0 \cup \{q\},$
$oldsymbol{Q} = oldsymbol{Q}$ 步骤3	\{q},并返回步骤1; 令对目标q进行功率分配结果的最优解为
$P_{k,q,\mathrm{opt}}$	$= \operatorname{fun}_q^{-1}(D_k);$
步骤4	令最优解对应函数值为 $D_{k,opt} = D_k$ 。

Tab. 2 Simulation parameter setting

参数	取值	参数	取值
p_{fa}	10^{-8}	$G_{\rm t}$	$30 \mathrm{dB}$
G_{I}	$6 \mathrm{dB}$	$G_{\rm IP}$	$3 \mathrm{dB}$
$\beta_{k,q}$	1 MHz	$T_{k,q}$	$1 \mathrm{ms}$
λ	0.3 m	η	$45 \mathrm{~m}$
$T_{ m s}$	$1 \mathrm{s}$	P_{total}	5 kW
$\bar{P}_{ m max}$	4 kW	\bar{P}_{\min}	$0.5 \ \mathrm{kW}$

6	0	9

表 3 初始时刻目标运动参数 Tab. 3 Initial target motion parameters								
目标编号	位置(km)	速度(m/s)	加速度(m/s ²)	最大加速度(m/s²)				
1	(9.6, 84.1)	(-494.2,-1346.1)	(-19.4,20.7)	80				
2	(89.7, 24.4)	(533.2, 468.5)	(14.6, 0.9)	50				
3	(66.9, 72.4)	(-257.1,695.1)	(9.6, 7.7)	60				

目标与雷达的几何位置如图4所示。假设用发射 功率为0.4Ptotal的雷达波束对距离50 km外RCS 为1的目标进行照射时,相应的接收端观测误差为 $G_0 = \text{diag}(100^2, 10^2, 0.1^2, 2^2, 2^2)$ 。在ACS模型中, 设置各目标的初始机动频率为 $u_0 = 0.06$,各目标在 x方向和y方向的加速度变化如图5所示。

5.2 任务场景构建

为探究参数变化对功率分配结果的影响以及验 证模型的鲁棒性,设置了目标RCS起伏模型,具体 如图6所示。

根据仿真条件,运用层次分析法来确定目标威 胁度模型中各目标特性对应的权重值,最终计算得 到整个跟踪任务期中各目标威胁值如图7所示。此 外,为验证优化模型的正确性,考虑两种任务重要 性权值模型,具体如下:

















(1) 常数任务重要性权值模型 ℓ_1 。在该模型下, 雷达对所有目标的跟踪性能和低截获性能重要性权值恒定不变, 且满足 $\ell_{k,q}^1 = 0.8$, $\ell_{k,q}^2 = 0.2$, $\forall q = 1$, 2, 3, $\forall k = 1, 2, \dots, 30$ 。在这种情况下, 资源分配的主要方向是提高跟踪精度。

(2)时变任务重要性权值模型ℓ₂。在此模型 中,雷达对各目标所赋跟踪性能和低截获性能重要 性权值各不相同,且各目标对应权值随时间发生变 化,ℓ¹_{k,q}和ℓ²_{k,q}的所有取值如图8所示。因此,雷达 对各目标的任务执行要求实时改变。

5.3 算法性能检验

图9和图10分别给出了 ℓ_1 模型和 ℓ_2 模型下的目标 的真实轨迹及其估计轨迹。结合图8可知,对目标1 而言,在 ℓ_2 模型中,从第16 s开始跟踪精度重要性 权值降到小于0.4,而低截获能力重要性权值上升 到大于0.6,因此,在 ℓ_2 模型中对目标1的跟踪效果 将弱于在 ℓ_1 模型中的跟踪效果,这一点在图9和 图10的跟踪轨迹中可以看出。此外,对于目标2而 言,随着径向距离越来越远,跟踪误差也逐渐增 大。在 ℓ_1 模型中,由于更多关注目标跟踪精度,雷 达对目标2的跟踪效果较为理想。但在 ℓ_2 模型中, 尽管在第15 s之后关于目标2的跟踪精度重要性权 值上升到了0.6,但仍然比在ℓ₁模型中的跟踪效果更 差。由于在第15 s之后,目标3的跟踪精度重要性 为所有目标中最高,且达到了ℓ₁模型中的权值,因 此必然导致更多的功率资源将分配给目标3,进而 使其跟踪效果比在ℓ₁模型中更好。

值得注意的是,在两种模型下, 雷达均能较好



Fig. 8 Task importance weight in model ℓ_2



Fig. 10 Target tracking trajectory in model ℓ_2

611

地完成对所有目标的跟踪任务。为进一步描述目标 跟踪精度,定义跟踪效果最差目标的均方根误差 (Root Mean Square Error, RMSE)为

 $\mathrm{RMSE}_{\mathrm{max}}^k$

$$= \max_{q=1,2,\cdots,Q} \sqrt{\frac{1}{N_{\text{sim}}} \sum_{j=1}^{N_{\text{sim}}} \left[\left(x_{k,q} - \hat{x}_{k,q}^{j} \right)^{2} + \left(y_{k,q} - \hat{y}_{k,q}^{j} \right)^{2} \right]}$$
(31)

其中, $(\hat{x}_{k,q}^{j}, \hat{y}_{k,q}^{j})$ 表示在第j次蒙特卡罗试验中对目标 $q \propto k$ 时刻的位置估计值。

图11和图12分别给出了在本文所提算法(任务 模型1和任务模型2)、min-max PC-CRLB功率分配 算法和功率平均分配3种资源分配策略下计算得到 的跟踪效果最差目标对应的PC-CRLB和RMSE。





Fig. 11 PC-CRLB performance comparison of each algorithm on the worst case



Fig. 12 RMSE performance comparison of each algorithm

on the worst case

其中, min-max PC-CRLB功率优化分配算法表示的优化模型如下:

$$\min \max_{q=1,2,\cdots,Q} \tilde{\chi}_{k,q} \sqrt{\operatorname{Tr} \left[\boldsymbol{\Omega} \boldsymbol{J}^{-1}(\boldsymbol{x}_{k,q} | \boldsymbol{z}_{1:k-1,q}, P_{k,q}) \boldsymbol{\Omega}^{\mathrm{T}} \right]}$$

s.t. $\bar{P}_{\min} \leq P_{k,q} \leq \bar{P}_{\max}$
$$\sum_{q=1}^{Q} P_{k,q} = P_{\text{total}}, \quad \forall q = 1, 2, \cdots, Q \qquad (32)$$

在min-max PC-CRLB功率分配算法中, 雷达 仅需要尽可能地提高最差目标的跟踪精度, 并采用 内点法对式(32)进行求解。由图11和图12可知, 功 率平均分配策略在所有算法中表现最差, 并且不能 满足跟踪误差阈值要求。min-max PC-CRLB功率 分配算法由于仅需考虑跟踪精度, 从跟踪性能角度 而言, 在所有算法中表现最佳。所提算法同时考虑 了目标跟踪性能和雷达低截获能力, 因此, 在跟踪 性能方面表现稍差于min-max PC-CRLB功率分配 算法。此外, 由于任务模型1更加关注跟踪性能, 因此, 所提算法在任务模型1下的跟踪性能优于任 务模型2下的跟踪性能。

图13展示了不同资源分配策略下关于雷达信号的最大截获概率性能对比。由结果可知,在功率平均分配机制下,随着目标1距离雷达越来越近,其对雷达信号的截获概率逐渐增加,最终达到1。由于min-max PC-CRLB功率分配算法仅考虑跟踪性能,未对抗截获能力进行优化,min-max PC-CRLB功率分配策略下的最大截获概率在3种功率优化分配算法中表现最差,且在初始时刻概率值接近1。而相较任务模型1而言,任务模型2更加关注雷达的抗截获能力,因此,任务模型2下所提算法的最大截获概率在所有算法中最低。





图14和图15分别给出了在 ℓ_1 模型和 ℓ_2 模型下采 用本文所提算法得到的功率分配结果。图中不同网 格的颜色代表归一化的功率分配比率,定义为 $r_{k,q}^{\text{power}} = P_{k,q}/P_{\text{total}}$ 。为更好地分析功率分配结果, 图16给出了各目标与雷达的实时距离。

612

首先,对图14的功率分配结果进行分析。在 ℓ₁模型下, 雷达主要考虑各目标的跟踪性能。根据 式(12)可知,距离越远、RCS越小的目标对应的量 测误差越大,其跟踪误差也会相应增大。结合图7、 图14、图16可知,由于目标1始终距离雷达最近, 理论上能够实现较好的跟踪精度,在min-max优化 框架下相应的分配资源应较少[11]。但由于其目标威 胁度较高,因此目标1获得功率资源较多。但随着 径向距离的拉大,目标1所获功率资源呈现阶梯式 的下降特征。此外,由于目标2的目标威胁度大于 目标3, 且目标2的径向距离逐渐增加, 直至成为 3个目标中距离雷达最远目标,使得跟踪精度变 差,因此,目标2所获得的功率分配资源较多,并 且随时间增加呈现一定的上升特征。尽管目标3距 离雷达较远,但由于其威胁程度最小,并且RCS值 最大,使其实际跟踪精度较好地满足预期跟踪精度 要求,因此,目标3所获功率资源最少。

由图8、图14和图15可知,相较于在ℓ₁模型下









Fig. 16 Radial distance of each target relative to radar

的功率分配结果,由于目标1在ℓ₂模型中第15 s之后 跟踪性能重要性权值下降到低于0.4,导致目标1在 15 s之后功率分配值的阶梯式下降特征更加明显。 结合图8可知,由于目标2在跟踪周期的前半段跟踪 精度重要性权值为0.4,为所有目标中最低,因此, 目标2在第15 s之前分配得到的功率值最低。由于 在ℓ₂模型下第15 s后目标3的跟踪精度重要性权值上 升到0.8,因此,在第15 s后目标3成为各目标中跟 踪精度重要性权值最高的目标。相应地,如图15所 示目标3从16 s开始分配得到最多的功率资源。

为验证所提求解算法的时效性,在一台搭载 i7-10750h处理器、16 GB双通道内存的计算机上, 采用MATLAB R2020b软件对算法求解时间进行计 算。经过100次蒙特卡罗试验取平均值后得到算法 平均计算时间如图17。通过和内点法进行比较,可 知所提算法具有更高的时效性,可使平均计算时间 降低近50%。

6 结语

本文基于集中式MIMO雷达系统,提出了一种 低截获背景下针对多机动目标跟踪的快速功率分配 算法。该算法构建了目标综合威胁度模型,并在此 基础上建立了关于机动目标跟踪误差和雷达低截获



图 15 ℓ2模型中的雷达功率分配结果

Fig. 15 Results of radar power allocation in model ℓ_2



性能的加权目标函数。通过在给定发射功率预算条件下动态调整各发射波束的功率大小,以实现提高 目标跟踪精度的同时保证雷达具备低截获能力。为 提高模型求解时效性,采用了一种基于序列松弛的 凸优化算法进行求解。

仿真结果表明:(1)相比于功率平均分配策略 和以提高跟踪精度为目标的功率分配策略相比,所 提算法能够在提高目标跟踪精度的基础上保证雷达 具备低截获能力;(2)在任务模型为常数模型和时 变模型两种情况下,所提算法均能实现较好的跟踪 性能和低截获性能。因此所提算法可通过调节任务 重要性权值的方式,实现在一定可调节范围内提高 目标跟踪精度和低截获性能,从而具有良好的任务 设计自由度和鲁棒性;(3)本文采用的基于序列松 弛的快速求解方法比内点法求解速度提高近50%。 由于本文仅考虑发射功率分配情形,接下来将考虑 对信号带宽和发射波形等参数进行联合优化分配, 以进一步提高多目标跟踪性能。

附录

(1) 引理1证明:

根据非线性优化理论^[41],由于*D_k*是式(32)的最 优解,而式(29)又是式(28)的松弛形式。因此引理1 显然成立。

(2) 引理2证明:

由于 $D_k \leq \min \operatorname{fun}_q(\bar{P}_{\min})$, 则fun_q⁻¹(D_k) \geq \bar{P}_{\min} 。因此有 $P_{k,q}^* \geq \bar{P}_{\min}$, 对 $\forall q = 1, 2, \cdots, Q$ 。另外, 因为函数fun_q($P_{k,q}$)是单调递减的,由式fun_q($P_{k,q}^*$) = D_k 以及始终满足的fun_q(\bar{P}_{\max}) $\leq D_k$ 可知, fun_q⁻¹(D_k) $\leq \bar{P}_{\max}$ 。因此, $P_{k,q}^* \leq \bar{P}_{\max}$ 成立。另外, 由 $\sum_{q=1}^{Q} P_{k,q}^* = \sum_{q=1}^{Q} \operatorname{fun}_q^{-1}(D_k) = P_{\text{total}}$ 可知,满足 fun_q($P_{k,q}^*$) = D_k 的可行解对应着 D_k 的最小值。因此, 由引理1可知, $P_k^* = [P_{k,1}^*, P_{k,2}^*, \cdots, P_{k,Q}^*]^{\mathrm{T}}$ 为最优解。 (3)引理3证明:

假设解向量 $P_k^* = [P_{k,1}^*, P_{k,2}^*, \dots, P_{k,Q}^*]^{\mathrm{T}}$ 中各元素 满足 $\bar{P}_{\min} \leq P_{k,q}^* \leq \bar{P}_{\max}$ 。若令 $P_{k,q}^* = \bar{P}_{\min}$,则可得 到min fun_q(\bar{P}_{\min}) < D_k 。因此,根据引理1可知,

对应的最优解应该为 $P_{k,q,\text{opt}} = \bar{P}_{\min}$ 。

参考文献

- 何子述,程子扬,李军,等.集中式MIMO雷达研究综述[J].雷 达学报,2022,11(5):805-829. doi: 10.12000/JR22128.
 HE Zishu, CHENG Ziyang, LI Jun, *et al.* A survey of collocated MIMO radar[J]. *Journal of Radars*, 2022, 11(5): 805-829. doi: 10.12000/JR22128.
- [2] 范文, 蔚保国, 陈镜, 等. 基于波形优化和天线位置选择的

MIMO雷达波束扫描算法研究[J]. 雷达学报, 2022, 11(4): 530-542. doi: 10.12000/JR22135.

FAN Wen, YU Baoguo, CHEN Jing, *et al.* Joint waveform optimization and antenna position selection for MIMO radar beam scanning[J]. *Journal of Radars*, 2022, 11(4): 530–542. doi: 10.12000/JR22135.

[3] 严俊坤,陈林,刘宏伟,等.基于机会约束的MIMO雷达多波束
 稳健功率分配算法[J].电子学报,2019,47(6):1230-1235.doi:
 10.3969/j.issn.0372-2112.2019.06.007.

YAN Junkun, CHEN Lin, LIU Hongwei, *et al.* Chance constrained based robust multibeam power allocation algorithm for MIMO radar[J]. *Acta Electronica Sinica*, 2019, 47(6): 1230–1235. doi: 10.3969/j.issn.0372-2112.2019. 06.007.

- [4] LI Jian and STOICA P. MIMO radar with colocated antennas[J]. *IEEE Signal Processing Magazine*, 2007, 24(5): 106-114. doi: 10.1109/MSP.2007.904812.
- [5] 韩金旺,张子敬,刘军,等.基于贝叶斯的高斯杂波背景下 MIMO雷达自适应检测算法[J].雷达学报,2019,8(4): 501-509. doi: 10.12000/JR18090.
 HAN Jinwang, ZHANG Zijing, LIU Jun, et al. Adaptive Bayesian detection for MIMO radar in Gaussian clutter[J]. *Journal of Radars*, 2019, 8(4): 501-509. doi: 10.12000/ JR18090.
 [6] HAYKIN S. ZIA A. XUE Yanbo, et al. Control theoretic
- [6] HAYKIN S, ZIA A, XUE Yanbo, et al. Control theoretic approach to tracking radar: First step towards cognition[J]. Digital Signal Processing, 2011, 21(5): 576–585. doi: 10. 1016/j.dsp.2011.01.004.
- [7] YAN Junkun, JIAO Hao, PU Wenqiang, et al. Radar sensor network resource allocation for fused target tracking: A brief review[J]. Information Fusion, 2022, 86/87: 104–115. doi: 10.1016/j.inffus.2022.06.009.
- [8] YAN Junkun, LIU Hongwei, JIU Bo, et al. Simultaneous multibeam resource allocation scheme for multiple target tracking[J]. IEEE Transactions on Signal Processing, 2015, 63(12): 3110–3122. doi: 10.1109/TSP.2015.2417504.
- [9] ZHANG Haowei, ZONG Binfeng, and XIE Junwei. Power and bandwidth allocation for multi-target tracking in collocated MIMO radar[J]. *IEEE Transactions on Vehicular Technology*, 2020, 69(9): 9795–9806. doi: 10.1109/TVT. 2020.3002899.
- [10] XIE Mingchi, YI Wei, KIRUBARAJAN T, et al. Joint node selection and power allocation strategy for multitarget tracking in decentralized radar networks[J]. IEEE Transactions on Signal Processing, 2018, 66(3): 729–743. doi: 10.1109/TSP.2017.2777394.
- [11] LI Zhengjie, XIE Junwei, ZHANG Haowei, et al. Joint beam selection and resource allocation for cognitive multiple targets tracking in MIMO radar with collocated antennas[J]. *IET Radar, Sonar & Navigation*, 2020, 14(12): 2000–2009.

doi: 10.1049/iet-rsn.2020.0332.

- [12] YAN Junkun, LIU Hongwei, and BAO Zheng. Power allocation scheme for target tracking in clutter with multiple radar system[J]. Signal Processing, 2018, 144: 453-458. doi: 10.1016/j.sigpro.2017.11.006.
- [13] ZHANG Haowei, LIU Weijian, XIE Junwei, et al. Joint subarray selection and power allocation for cognitive target tracking in large-scale MIMO radar networks[J]. IEEE Systems Journal, 2020, 14(2): 2569–2580. doi: 10.1109/ JSYST.2019.2960401.
- [14] YI Wei, YUAN Ye, HOSEINNEZHAD R, et al. Resource scheduling for distributed multi-target tracking in netted colocated MIMO radar systems[J]. *IEEE Transactions on Signal Processing*, 2020, 68: 1602–1617. doi: 10.1109/TSP. 2020.2976587.
- [15] YAN Junkun, ZHANG Peng, DAI Jinhui, et al. Target capacity based simultaneous multibeam power allocation scheme for multiple target tracking application[J]. Signal Processing, 2021, 178: 107794. doi: 10.1016/j.sigpro.2020. 107794.
- [16] LI Zhengjie, XIE Junwei, ZHANG Haowei, et al. Joint beam selection and power allocation in cognitive collocated MIMO radar for potential guidance application under oppressive jamming[J]. Digital Signal Processing, 2022, 127: 103579. doi: 10.1016/j.dsp.2022.103579.
- [17] 时晨光,丁琳涛,汪飞,等.面向射频隐身的组网雷达多目标跟踪下射频辐射资源优化分配算法[J].电子与信息学报,2021,43(3):539-546.doi:10.11999/JEIT200636.

SHI Chenguang, DING Lintao, WANG Fei, et al. Radio frequency stealth-based optimal radio frequency resource allocation algorithm for multiple-target tracking in radar network[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2021, 43(3): 539-546. doi: 10.11999/ JEIT200636.

- [18] LU Xiujuan, XU Zhenchang, REN Haiwei, et al. LPI-based resource allocation strategy for target tracking in the moving airborne radar network[C]. 2022 IEEE Radar Conference (RadarConf22), New York City, USA, 2022: 1–6. doi: 10.1109/RadarConf2248738.2022.9764195.
- [19] YUAN Ye, YI Wei, HOSEINNEZHAD R, et al. Robust power allocation for resource-aware multi-target tracking with colocated MIMO radars[J]. *IEEE Transactions on Signal Processing*, 2021, 69: 443–458. doi: 10.1109/TSP. 2020.3047519.
- [20] LI Xi, CHENG Ting, SU Yang, et al. Joint time-space resource allocation and waveform selection for the collocated MIMO radar in multiple targets tracking[J]. Signal Processing, 2020, 176: 107650. doi: 10.1016/j.sigpro.2020. 107650.
- [21] HAN Qinghua, PAN Minghai, LONG Weijun, et al. Joint

adaptive sampling interval and power allocation for maneuvering target tracking in a multiple opportunistic array radar system[J]. *Sensors*, 2020, 20(4): 981. doi: 10. 3390/s20040981.

- [22] SHI Chenguang, DING Lintao, WANG Fei, et al. Joint target assignment and resource optimization framework for multitarget tracking in phased array radar network[J]. *IEEE Systems Journal*, 2021, 15(3): 4379–4390. doi: 10. 1109/JSYST.2020.3025867.
- [23] SHI Chenguang, WANG Yijie, SALOUS S, et al. Joint transmit resource management and waveform selection strategy for target tracking in distributed phased array radar network[J]. IEEE Transactions on Aerospace and Electronic Systems, 2022, 58(4): 2762–2778. doi: 10.1109/ TAES.2021.3138869.
- [24] 张浩为,谢军伟,葛佳昂,等. 自适应CS模型的强跟踪平方根 容积卡尔曼滤波算法[J]. 系统工程与电子技术, 2019, 41(6): 1186-1194. doi: 10.3969/j.issn.1001-506X.2019.06.03.
 ZHANG Haowei, XIE Junwei, GE Jiaang, et al. Strong tracking square-root cubature Kalman filter over adaptive current statistical model[J]. Systems Engineering and Electronics, 2019, 41(6): 1186-1194. doi: 10.3969/j.issn.1001-506X.2019.06.03.
- [25] ZHOU Hongren and KUMAR K S P. A 'current' statistical model and adaptive algorithm for estimating maneuvering targets[J]. Journal of Guidance, Control, and Dynamics, 1984, 7(5): 596-602. doi: 10.2514/3.19900.
- [26] KHALOOZADEH H and KARSAZ A. Modified input estimation technique for tracking manoeuvring targets[J]. *IET Radar, Sonar & Navigation*, 2009, 3(1): 30–41. doi: 10. 1049/iet-rsn:20080028.
- [27] YANG Yongjian, FAN X, WANG Shengda, et al. A new parameters adaptively adjusting method of current statistical model[C]. 2015 IEEE International Conference on Information and Automation, Lijiang, China, 2015: 1738–1742. doi: 10.1109/ICInfA.2015.7279568.
- [28] ZHANG Haowei, XIE Junwei, GE Jiaang, et al. Adaptive strong tracking square-root cubature Kalman filter for maneuvering aircraft tracking[J]. *IEEE Access*, 2018, 6: 10052–10061. doi: 10.1109/ACCESS.2018.2808170.
- [29] 梁浩,崔琛,代林,等. 基于ESPRIT算法的L型阵列MIMO雷达降维DOA估计[J]. 电子与信息学报,2015,37(8): 1828-1835. doi: 10.11999/JEIT141295.
 LIANG Hao, CUI Chen, DAI Lin, et al. Reduceddimensional DOA estimation based on ESPRIT algorithm in MIMO radar with L-shaped array[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2015, 37(8): 1828-1835. doi: 10.11999/JEIT141295.
- [30] BELL K L, BAKER C J, SMITH G E, et al. Cognitive radar framework for target detection and tracking[J]. IEEE

Journal of Selected Topics in Signal Processing, 2015, 9(8): 1427–1439. doi: 10.1109/JSTSP.2015.2465304.

- [31] ZHENG Yujiao, OZDEMIR O, NIU Ruixin, et al. New conditional posterior Cramér-Rao lower bounds for nonlinear sequential Bayesian estimation[J]. IEEE Transactions on Signal Processing, 2012, 60(10): 5549-5556. doi: 10.1109/TSP.2012.2205686.
- [32] ZHANG Haowei, LIU Weijian, ZONG Binfeng, et al. An efficient power allocation strategy for maneuvering target tracking in cognitive MIMO radar[J]. *IEEE Transactions on Signal Processing*, 2021, 69: 1591–1602. doi: 10.1109/TSP. 2020.3047227.
- [33] 王祥丽,易伟,孔令讲.基于多目标跟踪的相控阵雷达波束和 驻留时间联合分配方法[J].雷达学报,2017,6(6):602-610.
 doi: 10.12000/JR17045.

WANG Xiangli, YI Wei, and KONG Lingjiang. Joint beam selection and dwell time allocation for multi-target tracking in phased array radar system[J]. *Journal of Radars*, 2017, 6(6): 602–610. doi: 10.12000/JR17045.

- [34] 史小斌,顾红,苏卫民,等.地面侦察雷达目标威胁度评估方法研究[J]. 兵工学报, 2015, 36(6): 1128–1135. doi: 10.3969/j.issn.1000-1093.2015.06.024.
 SHI Xiaobin, GU Hong, SU Weimin, *et al.* Study of target threat assessment for ground surveillance radar[J]. *Acta Armamentarii*, 2015, 36(6): 1128–1135. doi: 10.3969/j.issn. 1000-1093.2015.06.024.
- [35] 刘秀祥, 雷振亚, 谢拥军, 等. 空中隐身目标威胁等级的仿真研究[J]. 计算机仿真, 2011, 28(7): 46-49. doi: 10.3969/j.issn.
 1006-9348.2011.07.013.

LIU Xiuxiang, LEI Zhenya, XIE Yongjun, et al. Simulation

作者简介

李正杰,博士生,主要研究方向为MIMO雷达资源分配。

谢军伟,博士,教授,主要研究方向为新体制雷达、主动 抗干扰。

张浩为,博士,讲师,主要研究方向为新体制雷达资源 管理。 research of air stealth targets threat grade[J]. Computer Simulation, 2011, 28(7): 46–49. doi: 10.3969/j.issn.1006-9348.2011.07.013.

- [36] 蒋春启,郑娜娥,左宗,等.突出重点目标跟踪的分布式 MIMO雷达阵元选取[J].系统工程与电子技术,2021,43(10): 2860-2868. doi: 10.12305/j.issn.1001-506X.2021.10.20.
 JIANG Chunqi, ZHENG Na'e, ZUO Zong, et al. Antenna selection of distributed MIMO radar on target tracking with key target highlighted[J]. Systems Engineering and Electronics, 2021, 43(10): 2860-2868. doi: 10.12305/j.issn. 1001-506X.2021.10.20.
- [37] ZHANG Weiwei, SHI Chenguang, SALOUS S, et al. Convex optimization-based power allocation strategies for target localization in distributed hybrid non-coherent activepassive radar networks[J]. *IEEE Transactions on Signal Processing*, 2022, 70: 2476–2488. doi: 10.1109/TSP.2022. 3173756.
- [38] BOYD S and VANDENBERGHE L. Convex Optimization[M]. Cambridge: Cambridge University Press, 2004: 67–78.
- [39] GOLUB G H and VAN LOAN C F. Matrix Computations[M]. 3rd ed. Baltimore: The Johns Hopkins University Press, 1996: 509-520.
- [40] LUSS H and SMITH D R. Resource allocation among competing activities: A lexicographic minimax approach[J]. *Operations Research Letters*, 1986, 5(5): 227–231. doi: 10. 1016/0167-6377(86)90012-X.
- [41] BAZARAA M S and SHETTY C M. Nonlinear Programming: Theory and Algorithms[M]. New York: Wiley, 1979: 538–557.
- 温 泉,硕士,主要研究方向为教育训练学。
- 刘 斌,博士,讲师,主要研究方向为电磁频谱管理。

(责任编辑:于青)