# Otimização de Redes de Comunicações Sem Fio com RSMA e STAR-RIS

Victoria Dala Pegorara Souto<sup>1</sup>

Richard Demo Souza<sup>2</sup>

Bartolomeu F. Uchôa-Filho<sup>3</sup>

Resumo-Este artigo considera um sistema de comunicação sem fio assistido por uma Superfície Inteligente Reconfigurável de Transmissão e Reflexão Simultânea (STAR-RIS, do inglês Simultaneous Transmission and Reflection Reconfigurable Intelligent Surface) considerando a Técnica de Acesso Múltiplo de Divisão de Taxa (RSMA, do inglês Rate Splitting Multiple Access). STAR-RIS é uma nova tecnologia que, diferente da RIS tradicional, é capaz não só de refletir, mas também de transmitir o sinal incidente. No entanto, devido ao grande número de elementos na STAR-RIS, a aquisição precisa da Informação do Estado do Canal (CSI, do inglês Channel State Information) demanda uma sobrecarga considerável de treinamento, o que é limitante em cenários práticos. Portanto, neste trabalho, é proposta uma nova solução baseada na técnica de Otimização por Enxame de Partículas (PSO, do inglês Particle Swarm Optimization) para maximizar a taxa total (sum-rate) do sistema a partir da otimização conjunta do vetor de alocação de taxa, do vetor de beamforming na estação base (BS, do inglês Base Station) e dos coeficientes de transmissão e reflexão da STAR-RIS sem conhecimento do CSI. Os resultados mostram que a nova solução supera os sistemas de acesso múltiplo ortogonal (OMA) e não ortogonal (NOMA) assistidos por STAR-RIS.

Palavras-Chave—STAR-RIS, RSMA, Beamforming, Otimização por Enxame de Partículas.

Abstract—This article considers a wireless communication system assisted by a Simultaneous Transmission and Reflection Reconfigurable Intelligent Surface (STAR-RIS) considering the Rate Division Multiple Access technique (RSMA). STAR-RIS is a novel technology that, unlike traditional RIS, is capable of not only reflecting but also transmitting the incident signal. However, due to the large number of elements at the STAR-RIS, the accurate acquisition of Channel State Information (CSI) requires considerable training overhead, which is limiting in practical scenarios. Therefore, in this work, a novel solution based on the Particle Swarm Optimization (PSO) technique is proposed to maximize the achievable sum-rate of the system by jointly optimizing the rate allocation vector, the beamforming vector at the BS, and the transmission and reflection coefficients of the STAR-RIS without any knowledge of the CSI. The results show that the proposed solution outperforms orthogonal (OMA) and non-orthogonal (NOMA) multiple access techniques assisted by STAR-RIS.

 ${\it Keywords-STAR-RIS, RSMA, Beamforming, Particle Swarm Optimization.}$ 

## I. Introdução

Superfícies Inteligentes Reconfiguráveis (RIS) são consideradas uma tecnologia chave para atender requisitos da Sexta Geração (6G) de Sistemas Comunicação Sem Fio [1]. Mais

especificamente, RIS é uma metasuperfície bidimensional (2D) equipada com um grande número de elementos os quais são capazes de refletir o sinal incidente para uma dada direção a partir do controle inteligente da amplitude e fase de cada elemento [1]. Apesar das suas vantagens, as RISs apenas refletem o sinal incidente e, consequentemente, têm sua cobertura limitada em 180°, o que limita a flexibilidade e o desempenho da rede [1].

Para mitigar este problema, recentemente, um novo conceito de RIS denominado RIS de Transmissão e Reflexão Simultânea (STAR-RIS, do inglês *Simultaneous Transmission and Reflection RIS*) foi desenvolvido [2]. A STAR-RIS, diferentemente da RIS tradicional, tem a capacidade de transmitir e refletir simultaneamente o sinal incidente, a partir do controle dos coeficientes de transmissão e reflexão de cada elemento da STAR-RIS. Isto proporciona um grau extra de liberdade e melhora o desempenho do sistema. Ademais, a STAR-RIS é projetada considerando metamateriais transparentes, o que permite que usuários posicionados em ambos os lados da STAR-RIS sejam atendidos, garantindo uma cobertura de 360° e aumentando a flexibilidade e o desempenho da rede [2].

Outra tecnologia promissora para satisfazer os requisitos das Redes 6G é a técnica de acesso múltiplo de divisão de taxa (RSMA, do inglês Rate Splitting Multiple Access) [3]. Diferentemente das técnicas convencionais de acesso múltiplo ortogonal (OMA, do inglês Orthogonal Multiple Access), o RSMA permite o compartilhamento efetivo de recursos da rede para atender múltiplos usuários no mesmo bloco de recursos, onde o cancelamento de interferência sucessivo (SIC, do inglês Successive Interference Cancellation) é aplicado [4]. Mais especificamente, o RSMA permite que múltiplos usuários acessem o mesmo bloco de recursos e divide a taxa de cada usuário em várias mensagens não-ortogonais. A divisão da taxa dos usuários permite a alocação eficiente de recursos e, portanto, proporciona maior eficiência espectral em comparação com esquemas de acesso múltiplo não ortogonal (NOMA, do inglês Non-Orthogonal Multiple Access) clássicos [3], [4].

Motivados pelas vantagens previamente apresentadas, recentemente, alguns trabalhos estudaram a integração de STAR-RIS e RSMA em sistemas de comunicações sem fio [5]–[9]. Mais especificamente, em [5], os autores investigaram um sistemas de *downlink* multiusuário assistido por STAR-RIS e RSMA. Neste trabalho foi proposto um novo algoritmo de *deep reinforcemet learning* baseado em otimização de política proximal para maximizar a taxa total (*sum-rate*) da rede. Em [6], a probabilidade de interrupção e a capacidade da rede foram avaliadas em canais de desvanecimento Rician espacialmente correlacionados. Em [7], a taxa soma de *uplink* 

 $<sup>^{\</sup>rm 1}$  National Institute of Telecommunications, Santa Rita do Sapucaí, MG, Brazil.

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup> Federal University of Santa Catarina, Florianópolis, SC, Brazil.

<sup>&</sup>lt;sup>3</sup> Aeronautics Institute of Technology, São José dos Campos, SP, Brazil. victoria.souto@inatel.br, richard.demo@ufsc.br, bartolomeu@ita.br

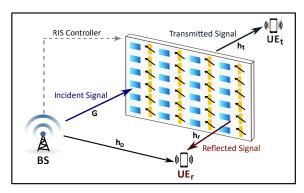


Fig. 1: Modelo do sistema.

foi maximizada a partir da otimização conjunta dos coeficientes de transmissão e recepção da STAR-RIS, da alocação de energia e da ordem de decodificação. Por fim, em [8] foram definidas as expressões analíticas de forma fechada da probabilidade de interrupção para cada usuário para diferentes modos de operação da STAR-RIS, considerando um sistema de comunicação multiusuário de *downlink*.

Motivados pelas vantagens da integração de STAR-RISs e RSMA nas Redes 6G, este trabalho propõe um novo método baseado na técnica de Otimização por Enxame de Partícula (PSO, do inglês Particle Swarm Optimization) para projetar conjuntamente o vetor de beamforming na BS, os coeficientes de reflexão e transmissão dos elementos da STAR-RIS e a alocação de taxa comum dos usuários sem considerar conhecimento explícito da CSI na BS. Nosso objetivo é maximizar a taxa total (sum-rate) e, ao mesmo tempo, atender ao requisito de taxa mínima alcançável para cada usuário e de taxa mínima alocada para a mensagem de fluxo comum do RSMA. Diferente dos trabalhos citados anteriormente, neste artigo não consideramos a estimativa explícita do CSI [5]-[8]. Além disso, a solução proposta não depende de dados para treinamento e apresenta baixa complexidade computacional. A principal contribuição deste trabalho é mostrar que é possível atingir um desempenho próximo ao ótimo, sem a necessidade de aquisição do CSI.

### II. MODELO DO SISTEMA

Neste trabalho consideramos um sistema de comunicação sem fio assistido por uma STAR-RIS conforme ilustrado na Figura 1. Mais especificamente, consideramos uma BS equipada com uma arranjo linear uniforme (ULA, do inglês Uniform Linear Array) com N antenas assistida por uma STAR-RIS equipada com M elementos e K=2 usuários de antena única posicionados em ambos os lados da STAR-RIS, ou seja, um usuário no plano de transmissão (UE<sub>t</sub>) e um usuário no plano de reflexão (UE<sub>r</sub>). Neste trabalho, assumimos mobilidade limitada ou muito limitada, de modo que os canais mudam lentamente. Além disso, visando obter o ganho máximo de beamforming e reduzir a complexidade de hardware da STAR-RIS, consideramos que a STAR-RIS opera no modo Energy Splitting (ES) no qual cada elemento da STAR-RIS opera simultaneamente nos modos de transmissão e reflexão, dividindo a energia do sinal entre os sinais transmitidos e refletidos [10].

Além disso, consideramos a técnica RSMA. A ideia básica do RSMA é dividir a mensagem transmitida ao k-ésimo usuário em duas partes, uma parte comum  $s_{c_k}$  e uma parte privada  $s_{p_k}$  para  $k \in \{r,t\}$  em que r denota o índice do usuário no plano de reflexão (UE<sub>r</sub>) e t o índice do usuário no plano de transmissão (UE<sub>t</sub>) [3]. O processo de combinação de  $s_{c_k}$  e  $s_{p_k}$  é realizado empregando um codebook compartilhado para gerar um único fluxo denotado como  $s_c$  e um codebook privado conhecido apenas pela BS e pelo k-ésimo usuário para gerar um fluxo  $s_k$ , respectivamente. Logo, através do RSMA, a BS é capaz de transmitir simultaneamente um fluxo de mensagem comum e K fluxos de mensagens privadas [3], [4]. Portanto, o sinal transmitido pela BS é dado por

$$\mathbf{x} = \mathbf{w}_{c} s_{c} + \sum_{k \in \{r,t\}} \mathbf{w}_{k} s_{k}, \tag{1}$$

em que  $\mathbf{w}_c$  e  $\mathbf{w}_k$  denotam o vetor de *beamforming* na BS para os fluxos de mensagem  $s_c$  e  $s_k$ , repectivamente. O sinal recebido pelo k-ésimo usuário é dado por

$$y_{k} = \mathbf{C}_{k}\mathbf{x} + n_{k} = \underbrace{\mathbf{C}_{k}\mathbf{w}_{c}s_{c}}_{\text{Sinal Desejado Comum}} + \underbrace{\mathbf{C}_{k}\mathbf{w}_{k}s_{k}}_{\text{Sinal Desejado Privado}}$$

$$+ \underbrace{\sum_{i \in \{\mathbf{r},\mathbf{t}\}, i \neq k}}_{\text{Laterforencies}} \mathbf{C}_{k}\mathbf{w}_{i}s_{i} + \underbrace{n_{k}}_{\text{Ruído}}, \tag{2}$$

em que  $k \in \{r,t\}$ ,  $C_k$  denota o ganho de canal do késimo usuário. Vale ressaltar que  $C_k$  varia para dispositivos no plano de transmissão e recepção pois, conforme ilustrado na Figura 1, diferentemente do link direto entre a BS e UEt no plano de transmissão, o link direto entre a BS e UE<sub>r</sub> no plano de reflexão não está bloqueado. Portanto,  $\mathbf{C}_{\mathrm{r}} = \left[\mathbf{G}\mathbf{\Theta}_{\mathrm{r}}\mathbf{h}_{\mathrm{r}}^{\mathrm{H}} + \mathbf{h}_{\mathrm{D}}\right]$ para o dispositivo no plano de recepção e  $C_t = [G\Theta_t \mathbf{h}_t^H]$ para o dispositivo no plano de transmissão. Ademais, G e  $\mathbb{C}^{N\times M}$  denota a matriz do canal entre a BS e a STAR-RIS,  $\mathbf{h}_{k} \in \mathbb{C}^{1 \times M}$  é o vetor de canal entre a STAR-RIS e o UE<sub>k</sub>,  $\mathbf{h}_{\mathrm{D}} \in \mathbb{C}^{1 \times N}$  é o vetor de canal entre a BS e o U $\mathrm{E}_{\mathrm{r}}$  e  $n_k$  denota o ruído aditivo Gaussiano branco no k-ésimo usuário com potência  $\sigma^2$ . Além disso,  $\Theta_k = \mathrm{diag} \big( \sqrt{\beta_1^k} \mathrm{e}^{j\theta_1^k}, ..., \sqrt{\beta_M^k} \mathrm{e}^{j\theta_M^k} \big)$ em que  $k \in \{r, t\}$  denota os índices que representam o plano de transmissão e reflexão,  $\boldsymbol{\theta}^k = \left[\theta_1^k, \dots, \theta_M^k\right]$  denota o vetor de mudança de fase transmitido/refletido com  $\theta_m^k \in [0, 2\pi)$  para  $m=1,\ldots,M$  e  $\sqrt{\beta_m^k}\in[0,1]$  é o coeficiente de amplitude. As mudanças de fase para o modo de reflexão e transmissão (ou seja,  $\theta_m^{\rm r}$  e  $\theta_m^{\rm t}$ ) podem ser definidas independentemente. Porém, os coeficientes de amplitude precisam obedecer à lei da conservação de energia, ou seja,  $\beta_m^{\rm t}+\beta_m^{\rm r}=1~\forall m,$ consequentemente,  $\beta_m^{\rm t}$  e  $\beta_m^{\rm r}$  são acoplados e não podem ser otimizados independentemente [10].

Após receber  $y_k$  no k-ésimo usuário, o fluxo comum é decodificado utilizando o *codebook compartilhado*. Logo, a máxima taxa de dados para a decodificação de  $s_{\rm c}$  de usuários no plano de reflexão e transmissão é dada por

$$r_k = \log_2\left(1 + \frac{|\mathbf{C}_k \mathbf{w}_c|^2}{\sum_{i \in \{\mathbf{r}, t\}} |\mathbf{C}_k \mathbf{w}_i|^2 + \sigma_k^2}\right),$$
 (3)

em que  $\mathbf{C}_k = \mathbf{C}_{\mathrm{r}} = \left[\mathbf{G}\mathbf{\Theta}_{\mathrm{r}}\mathbf{h}_{\mathrm{r}}^{\mathrm{H}} + \mathbf{h}_{r}^{\mathrm{D}}\right]$  para o dispositivo no plano

de recepção (UE<sub>r</sub>) e  $\mathbf{C}_k = \mathbf{C}_t = \left[\mathbf{G}\mathbf{\Theta}_t\mathbf{h}_t^H\right]$  para o dispositivo no plano de transmissão (UE<sub>t</sub>).

Para garantir que cada usuário decodifique o fluxo comum com sucesso deve-se garantir que  $\sum_{k\in\{\mathrm{r},\mathrm{t}\}}a_k\leq \min_{k\in\{\mathrm{r},\mathrm{t}\}}r_k$  em que  $a_k$  denota a parte da taxa comum alocada ao k-ésimo usuário. Por fim, após decodificar  $s_\mathrm{c}$ , remove-se a interferência introduzida por  $s_\mathrm{c}$  com auxílio do SIC. Após isso, cada usuário decodifica  $s_k$  de forma independente, tratando as demais mensagens privadas como interferência. Portanto, a taxa de dados para a decodificação de  $s_k$  para o k-ésimo usuário em que  $k\in\{\mathrm{r},\mathrm{t}\}$  é dada por

$$R_{k} = \log_{2} \left( 1 + \frac{|\mathbf{C}_{k} \mathbf{w}_{k}|^{2}}{\sum_{i \in \{\mathbf{r}, \mathbf{t}\}, i \neq k} |\mathbf{C}_{k} \mathbf{w}_{i}|^{2} + \sigma_{k}^{2}} \right), \tag{4}$$

Por fim, a taxa de dados total do sistema é dada por

$$R_{\rm T} = \sum_{k \in \{\rm r,t\}} (a_k + R_k). \tag{5}$$

## A. Problema de Otimização Proposto

O principal objetivo deste artigo é maximizar a taxa total (*sum-rate*) do sistema enquanto satisfaz as restrições de taxa mínima do usuário e de taxa de fluxo comum dos usuários, sem conhecimento do CSI na BS. Para o problema proposto, considera-se a otimização conjunta do vetor de *beamforming* na BS ( $\mathbf{W} = [\mathbf{w}_r, \mathbf{w}_t]$ ), dos coeficientes de reflexão/transmissão de cada elemento da STAR-RIS ( $\mathbf{\Phi} = [\mathbf{\Theta}_r, \mathbf{\Theta}_t]$ ) e do vetor de alocação de taxa para a decodificação da mensagem comum ( $\mathbf{a} = [a_r, a_t]$ ). Portanto, o problema de otimização proposto pode ser formulado como

$$\begin{aligned} & \underset{\mathbf{W}, \Phi, \mathbf{a}}{\operatorname{Maximize}} & & R_{\mathrm{T}} \\ & & \operatorname{Subject to} & & a_k + R_k \geq \gamma_k, \\ & & \sum_{k \in \{\mathbf{r}, \mathbf{t}\}} a_k \leq \min_{k \in \{\mathbf{r}, \mathbf{t}\}} r_k, & a_k \geq 0 \\ & & & ||\mathbf{w}_k||^2 \leq P_{\mathrm{T}}, \\ & & \beta_m^{\mathsf{t}} + \beta_m^{\mathsf{r}} = 1 \\ & & 0 \leq \theta_m^k \leq 2\pi, \\ & & \forall m, & m \in \{1, \dots, M\}, \ \forall k \in \{\mathbf{r}, \mathbf{t}\}, \end{aligned}$$

onde  $\gamma_k$  é a restrição de taxa mínima para cada usuário e  $P_{\rm T}$  denota a potência de transmissão da BS. Como este problema de otimização é não convexo, não existe um método padrão para resolvê-lo. Portanto, neste artigo, propomos uma nova solução baseada na técnica PSO.

#### III. SOLUÇÃO PROPOSTA

Neste trabalho foi proposta uma solução baseada em PSO. PSO é um método de otimização estocástico o qual pode ser utilizado para resolver problemas complexos das mais diversas áreas da engenharia [11]. Portanto, baseados nas vantagens do PSO, propomos uma nova abordagem baseada em PSO para resolver (6). Para uma melhor compreensão do leitor, o método proposto é apresentado no Algoritmo 1 e os passos do método proposto são descritos a seguir.

1. Gere aleatoriamente L partículas, ou seja,  $(\mathbf{W}_l, \mathbf{\Phi}_l, \mathbf{a}_l)$ , em que l = 1, ..., L que denota as "posições" das

- partículas. Uma "partícula" pode ser definida como uma possível solução para o problema de otimização.
- 2. Compute a aptidão de cada partícula, ou seja, compute  $R_{\mathrm{T}}.$
- 3. Atualize  $p_{\rm best}$  e  $g_{\rm best}$  a partir da aptidão calculada na etapa anterior:  $p_{\rm best}$  é a melhor aptidão obtida para cada partícula até a iteração atual, e  $g_{\rm best}$  é a melhor aptidão obtida para todas as partículas até a iteração atual.
- 4. Atualize a velocidade de cada partícula de acordo com,

$$\mathbf{v}_i^g = \omega \mathbf{v}_i^g + \ell_{1} \mathrm{rand}() (p_{\mathrm{best}_i}^g - \mathbf{x}_i^g) + \ell_{2} \mathrm{rand}() (g_{\mathrm{best}}^g - \mathbf{x}_i^g), \quad (7)$$

em que  $g \in \{1,...,N_{\mathrm{it}}\}$  é a iteração atual da partícula  $i \in \{1,...,L\}$  onde L é o número de partículas no enxame e  $N_{\mathrm{it}}$  denota o número total de iterações.  $\mathbf{v}_i^g$  e  $\mathbf{x}_i^g$  denotam a velocidade e a posição da partícula i na iteração g, respectivamente,  $\ell_1$  e  $\ell_2$  são os fatores de aprendizagem das partículas, enquanto a função rand() retorna um número aleatório entre 0 e 1 com distribuição uniforme [11]. Além disso,  $\omega$  é o fator de inércia definido como  $\omega = \omega_{\max} - \frac{(\omega_{\max} - \omega_{\min})g}{N_{\mathrm{it}}}$ , em que  $\omega_{\max}$  e  $\omega_{\min}$  são o máximo e o mínimo de  $\omega$  [11].

4. Atualize a posição de cada partícula de acordo com,

$$\mathbf{x}_i^{g+1} = \mathbf{x}_i^g + \mathbf{v}_i^{g+1} \tag{8}$$

5. Verifique se o critério de parada foi atendido. Nesse caso, retorne a partícula mais apta ( $\mathbf{W}_{best}$ ,  $\mathbf{\Phi}_{best}$ ,  $\mathbf{a}_{best}$ ). Caso contrário, volte para a Etapa 2.

```
Algoritmo 1: Método proposto baseado em PSO.
```

**Entrada:** Parâmetros do Sistema: N, M

```
Parâmetros PSO: L, N_{\rm it}, \ell_1, \ell_2, \omega_{\rm min}, \omega_{\rm max}
                       : \mathbf{W}_{\text{best}}, \mathbf{\Phi}_{\text{best}}, \mathbf{a}_{\text{best}}
 1 Inicialize a posição \mathbf{x}_{BS} = \mathbf{W}, \, \mathbf{x}_{SR} = \mathbf{\Phi} \, \mathbf{e} \, \mathbf{x}_{a} = \mathbf{a};
 2 Inicialize a velocidade v_{BS}, v_{SR} e v_a;
 \mathbf{3} \ \mathbf{x}_i = (\mathbf{x}_{\mathrm{BS}_i}, \ \mathbf{x}_{\mathrm{SR}_i}, \mathbf{x}_{\mathrm{a}_i});
  \mathbf{4} \ \mathbf{v}_i = (\mathbf{v}_{\mathrm{BS}_i}; \ \mathbf{v}_{\mathrm{SR}_i}; \mathbf{v}_{\mathrm{a}_i});
 5 Determine g_{\text{best}} e p_{\text{best}}.
 6 for g = 1 : N_{it} do
               for i = 1 : L do
                       Atualize \mathbf{v}_i^g de acordo com (7).
  8
                       Atualize \mathbf{x}_{i}^{g} de acordo com (8).
  9
10
                       Atualize p_{\text{best}}
11
               end
              Atualize g_{\text{best}} = \mathbf{x}_{\text{best}}
12
13 end
14 \mathbf{W}_{\text{best}} = g_{\text{best}}, \ \mathbf{\Phi}_{\text{best}} = g_{\text{best}}, \ \mathbf{a}_{\text{best}} = g_{\text{best}}
15 return W_{best}, \Phi_{best}, a_{best}
```

Neste trabalho, os principais parâmetros utilizados no Algoritmo 1 são:  $N_{\rm it}=1000,\,L=10,\,\ell_1=\ell_2=1,\,w_{\rm min}=0,2,$  e  $w_{\rm max}=0,9.$  Esses parâmetros foram selecionados após extensas simulações. Em nosso método proposto, os pares de vetores de *beamforming* na BS e STAR-RIS a serem testados são definidos na BS, enquanto o *beamforming* na STAR-RIS é enviado pela BS para o controlador mostrado na Figura 1. Então, para cada par de *beamforming*, o *feedback* da SINR

(do inglês,  $Signal-to-Interference-plus-Noise\ Ratio$ ) no usuário é recebido na BS/STAR-RIS, e o par de beamforming atual é avaliado com base em  $R_T$ . Este processo é realizado para todos os pares de beamforming. Portanto, observe que os canais BS/STAR-RIS/UE não são explicitamente estimados.

# IV. RESULTADOS E DISCUSSÕES

Todas as curvas nesta seção são geradas a partir da média de  $10^3$  realizações independentes de canal. Ademais, consideramos que  $d_{\rm G}$  é a distância horizontal entre a BS e a STAR-RIS,  $d_{\rm v}$  é a distância vertical, e  $d_{\rm r}$  e  $d_{\rm t}$  denotam a distância horizontal entre a STAR-RIS e o UE<sub>r</sub> e o UE<sub>t</sub>, respectivamente. Portanto,  $d_{\rm St} = \sqrt{d_{\rm t}^2 + d_{\rm v}^2}, d_{\rm Sr} = \sqrt{d_{\rm r}^2 + d_{\rm v}^2}, d_{\rm Br} = \sqrt{(d_{\rm G} - d_{\rm r})^2 + d_{\rm v}^2},$  e  $d_{\rm Bt} = \sqrt{(d_{\rm G} + d_{\rm t})^2 + d_{\rm v}^2}$  são a distância entre a STAR-RIS e o UE<sub>t</sub>, a STAR-RIS e o UE<sub>r</sub>, a BS e UE<sub>r</sub>, e a BS e UE<sub>t</sub>, respectivamente. Além disso, assumimos o desvanecimento Rice e a perda de percurso logarítmica para todos os canais, os quais são definidos por

$$\mathbf{h} = \sqrt{C_0 \left(\frac{d_j}{d_0}\right)^{-\alpha_j}} \left(\sqrt{\frac{\kappa_j}{1 + \kappa_j}} \mathbf{h}^{\text{LoS}} + \sqrt{\frac{1}{1 + \kappa_j}} \mathbf{h}^{\text{NLoS}}\right), \quad (9)$$

em que  $j \in \{G, St, Sr, Br, Bt\}$ , ou seja,  $d_j$  denota a distância entre os elementos da rede. Vale ressaltar que todos os vetores/matrizes de canal  $(\mathbf{G}, \mathbf{h}_{\mathrm{r}}, \mathbf{h}_{\mathrm{t}} \in \mathbf{h}_{\mathrm{D}})$  são gerados de acordo com (9). Além disso,  $C_0$  é a perda de percurso na distância de referência  $d_0$ ,  $\alpha_j$  é o expoente de perda de percurso dos links do canal,  $\mathbf{h}^{\mathrm{LoS}}$  denotam os componentes LoS do canal,  $\mathbf{h}^{\mathrm{NLoS}}$  denota o desvanecimento de Rayleigh e  $\kappa_j$  é fator Rice.

Os resultados apresentados nesta seção, caso não especificado, consideram os seguintes parâmetros de simulação:  $K=2,\ N=10,\ M=60,\ \kappa_{\rm G}=2,\ \kappa_{\rm d}=2,8,\ \kappa_{\rm Br}=2,\ \kappa_{\rm Bt}=2,\ \alpha=\alpha_{\rm G}=\alpha_{\rm d}=\alpha_{\rm Bt}=\alpha_{\rm Br}=2,8,\ \gamma_k=5$  bps/Hz,  $d_0=1$  m,  $C_0=-30$  dBm,  $\sigma^2=-80$  dBm,  $d_{\rm G}=70$  m,  $d_{\rm V}=2$  m,  $d_{\rm t}=20$  m e  $d_{\rm r}=50$  m.

Além disso, os resultados obtidos pela solução proposta descrita na Seção III, *PSO - STAR-RIS (RSMA)*, foram comparados com os seguintes *benchmarks*: (i) *PSO - STAR-RIS (NOMA/OMA)*, no qual considera-se as técnicas NOMA e OMA, respectivamente. Mais especificamente, para NOMA é realizada otimização do *beamforming* na BS, controle dos elementos da STAR-RIS e alocação de potência. Para OMA, considera-se apenas a otimização da alocação de recursos para cada usuário; (ii) *Sem STAR-RIS (RSMA)*, no qual considera-se um cenário sem STAR-RIS onde o *beamforming* na BS é projetado considerando conhecimento perfeito do CSI na BS e alocação de taxa ótima para os usuários.

## A. Análise da Influência de M e N

Para ilustrar o impacto do número de elementos na STAR-RIS, a Figura 2 apresenta a taxa total para diferentes valores de M. A partir dos resultados, pode-se verificar que o uso de RSMA aumenta a taxa total para todos os valores de M. Porém, também pode-se avaliar que para M alto, o desempenho da abordagem OMA aumenta consideravelmente quando comparado as abordagens RSMA e NOMA, isso pode ser explicado devido ao fato de que, quando M aumenta, a complexidade do problema de otimização em (6) aumenta e

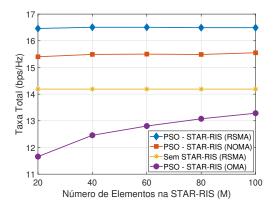


Fig. 2: Análise da Taxa total vs M.

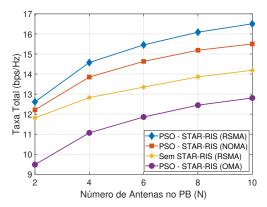


Fig. 3: Análise da Taxa total vs N.

o desempenho do PSO diminui, resultando em um ganho de desempenho menor. Além disso, a combinação dos ganhos de desempenho da STAR-RIS em conjunto com a otimização da alocação de recursos permitem um maior ganho de desempenho para a abordagem OMA. Por fim, verifica-se que "PSO - STAR-RIS (RSMA)" pode alcançar um desempenho consideravelmente superior ao obtido com a solução "Sem STAR-RIS (RSMA)" mesmo sem considerar qualquer estimativa explícita de CSI.

Ademais, a Figura 3 apresenta a análise da taxa total para diferentes números de antenas na BS (N). A partir dos resultados obtidos pode-se observar que aumentar N aumenta a taxa total à medida que o ganho de *beamforming* aumenta. Além disso, pode-se notar também que a abordagem RSMA apresenta um desempenho superior ao NOMA e OMA, o que demonstra a importância de considerar a técnica RSMA para alcançar uma maior taxa de dados nas futuras redes de comunicações sem fio. Além disso, avaliando a Figura 3, pode-se concluir que a implantação da STAR-RIS é essencial para garantir uma maior taxa de dados do sistema.

## B. Análise da Influência de $d_G$

A Figura 4 ilustra a taxa total para diferentes valores de  $d_{\rm G}$ . Nesta análise, quando  $d_{\rm G}$  é reduzido, consequentemente,  $d_{\rm r}$  diminui e  $d_{\rm t}$  aumenta, ou seja, a STAR-RIS está mais próxima da BS e do UE<sub>r</sub> e mais distante do UE<sub>t</sub>. Portanto, através da Figura 4, pode-se observar que quando o RSMA é considerado, o desempenho da solução proposta "PSO - STAR-RIS

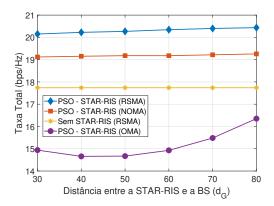


Fig. 4: Análise da Taxa total vs  $d_G$ .

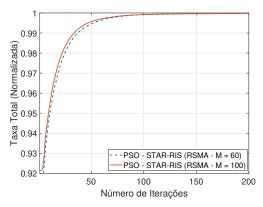


Fig. 5: Análise da sobrecarga de treinamento.

(RSMA)" é quase constante, pois a otimização da alocação de taxa pode suavizar o efeito de distância. Entretanto, isso não é totalmente verdade quando se considera a técnica OMA, como pode ser visto na Figura 4. Neste caso, a posição da STAR-RIS em relação ao UE<sub>r</sub> e UE<sub>t</sub> influencia o desempenho do sistema. Isto demonstra que, diferentemente do RSMA, quando são consideradas técnicas OMA, é necessário otimizar a posição da STAR-RIS para maximizar o desempenho do sistema.

#### C. Análise da Sobrecarga de Treinamento

Para finalizar, como propomos projetar o beamforming na BS e na STAR-RIS sem aquisição explícita do CSI, é necessário considerar a quantidade de feedback do usuário, que é dado por  $N_{\rm it}L$ . É importante que a quantidade de feedback não seja maior que o número de pilotos que seriam necessários para estimar o canal explicitamente, isto é,  $N_{\rm it}L < (2MN+2)$  [12]. Portanto, para comprovar a eficiência do método proposto, a Figura 5 ilustra a convergência da solução proposta para N=10 e  $M\in\{100,60\}$ . A partir dos resultados obtidos é possível observar que a solução proposta atinge um desempenho razoável com uma quantidade de feedback do usuário menor do que o número de pilotos necessários para estimar o canal, mais especificamente,  $N_{\rm it}L\sim1000$  e (2MN+2)=1202 para M=60, e  $N_{\rm it}L\sim1000$  e (2MN+2)=2002 para M=100.

## V. Conclusões

Neste trabalho foi proposto um método baseado em PSO para maximizar a taxa total do sistema, otimizando con-

juntamente o vetor de *beamforming* na BS, os coeficientes de transmissão e reflexão dos elementos da STAR-RIS e a alocação de taxa para os usuários. Através dos resultados obtidos verificou-se que a solução proposta atinge um desempenho razoável sem a necessidade de estimativa explícita de CSI, reduzindo custos e consumo de energia. Como trabalhos futuros, pretendemos estender o cenário proposto considerando um número maior de usuários, possivelmente com múltiplas antenas, bem como investigar o impacto da implantação da STAR-RIS considerando diferentes modos de operação.

# AGRADECIMENTOS

parcialmente Este trabalho foi financiado pelo projeto XGM-AFCCT-2024-4-1-1, apoiado pelo xGMobile–EMBRAPII-Inatel de Competências em Redes 5G e 6G, com recursos do programa PPI IoT/Manufatura 4.0 do MCTI número 052/2023, assinado com a EMBRAPII. Adicionalmente, este trabalho foi parcialmente financiado pela RNP, com recursos do MCTIC, nº 01245.020548/2021-07, no âmbito do projeto Brasil 6G do Centro de Referência em Radiocomunicações (CRR) do Inatel, pela FAPEMIG no âmbito dos projetos nº APQ-05305-23, APQ-04523-23 e RED-00194-23, e pelo CNPq (402378/2021-0, 305021/2021-4).

#### REFERÊNCIAS

- Q. Wu, S. Zhang, B. Zheng, C. You, and R. Zhang, "Intelligent Reflecting Surface-Aided Wireless Communications: A Tutorial," *IEEE Transactions on Communications*, vol. 69, no. 5, pp. 3313–3351, 2021.
- [2] Y. Liu, X. Mu, J. Xu, R. Schober, Y. Hao, H. V. Poor, and L. Hanzo, "STAR: Simultaneous Transmission and Reflection for 360° Coverage by Intelligent Surfaces," *IEEE Wireless Communications*, vol. 28, no. 6, pp. 102–109, 2021.
- [3] B. Rimoldi and R. Urbanke, "A rate-splitting approach to the gaussian multiple-access channel," *IEEE Transactions on Information Theory*, vol. 42, no. 2, pp. 364–375, 1996.
- [4] B. Clerckx, H. Joudeh, C. Hao, M. Dai, and B. Rassouli, "Rate splitting for mimo wireless networks: a promising phy-layer strategy for lte evolution," *IEEE Communications Magazine*, vol. 54, no. 5, pp. 98– 105, 2016
- [5] C. Meng, K. Xiong, W. Chen, B. Gao, P. Fan, and K. B. Letaief, "Sum-Rate Maximization in STAR-RIS-Assisted RSMA Networks: A PPO-Based Algorithm," *IEEE Internet of Things Journal*, vol. 11, no. 4, pp. 5667–5680, 2024.
- [6] S. Dhok and P. K. Sharma, "Rate-Splitting Multiple Access With STAR RIS Over Spatially-Correlated Channels," *IEEE Transactions on Communications*, vol. 70, no. 10, pp. 6410–6424, 2022.
- [7] M. Katwe, K. Singh, B. Clerckx, and C.-P. Li, "Improved Spectral Efficiency in STAR-RIS Aided Uplink Communication Using Rate Splitting Multiple Access," *IEEE Transactions on Wireless Communications*, vol. 22, no. 8, pp. 5365–5382, 2023.
- [8] F. Karim, S. K. Singh, K. Singh, S. Prakriya, and C.-P. Li, "Performance Analysis for RSMA-Empowered STAR-RIS-Aided Downlink Communications," in 2023 IEEE 34th Annual International Symposium on Personal, Indoor and Mobile Radio Communications (PIMRC), 2023, pp. 1–6.
- [9] M. Amiri, E. Vaezpour, S. Javadi, M. R. Mili, H. Yanikomeroglu, and M. Bennis, "Resource Allocation in STAR-RIS-Aided SWIPT with RSMA via Meta-Learning," 2024.
- [10] Y. Liu, X. Mu, J. Xu, R. Schober, Y. Hao, H. V. Poor, and L. Hanzo, "STAR: Simultaneous Transmission and Reflection for 360° Coverage by Intelligent Surfaces," *IEEE Wireless Communications*, vol. 28, no. 6, pp. 102–109, 2021.
- [11] J. Kennedy and R. Eberhart, "Particle swarm optimization," in *Proceedings of ICNN'95 International Conference on Neural Networks*, vol. 4, Nov 1995, pp. 1942–1948 vol.4.
- [12] C. Wu, C. You, Y. Liu, X. Gu, and Y. Cai, "Channel Estimation for STAR-RIS-Aided Wireless Communication," *IEEE Communications Letters*, vol. 26, no. 3, pp. 652–656, 2022.