

Занятие 17. Алгоритм

оптимальной фильтрации пространственно-временных сигналов

(при наличии пространственно-распределенных помех)

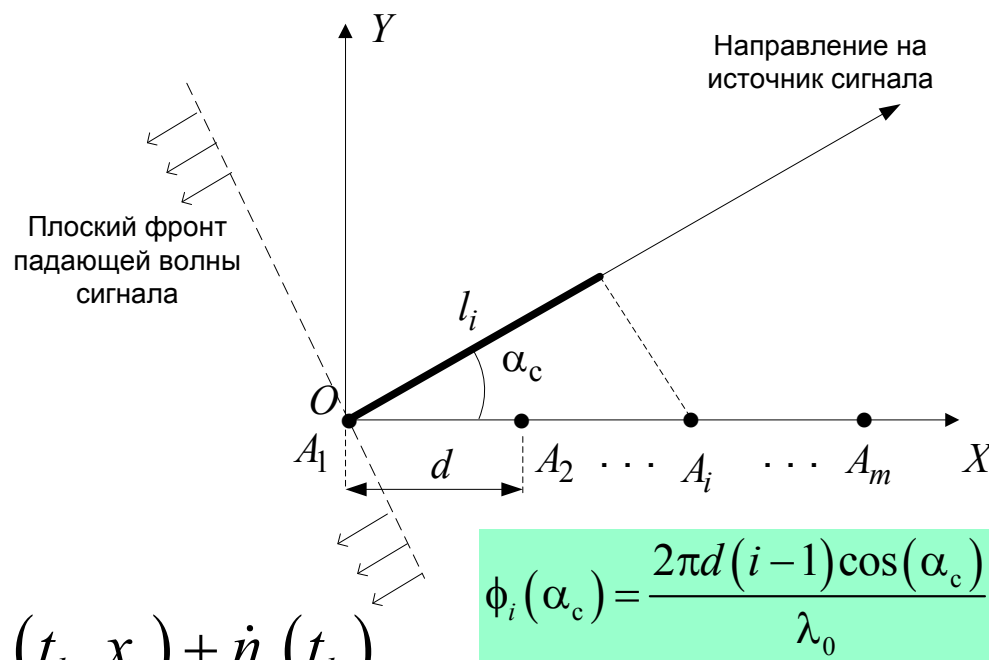
ПОСТАНОВКА ЗАДАЧИ

Наблюдения комплексных амплитуд пространственно-временного сигнала на выходе многоканального цифрового квадратурного приемника:

$$\dot{y}_i(t_k, x_i) = \sqrt{P_c} \dot{S}_H(t_k, \lambda) e^{j\phi_i(\alpha_c)} + \sum_{j=1}^p \dot{S}_{\Pi_j}(t_k, x_i) + \dot{n}_i(t_k)$$

$\dot{S}_{\Pi_j}(t_k, x_i)$ - комплексная амплитуда j -й помехи на выходе i -го АЭ

p - общее число помех; $i = \overline{1, m}$ - число антенных элементов в решётке



Постановка задачи

Объединим наблюдения в вектор:

$$\dot{\mathbf{y}}_k = \left| \dot{y}_1(t_k, x_1) \quad \dot{y}_2(t_k, x_2) \quad \dots \quad \dot{y}_m(t_k, x_m) \right|^T$$

Введём вектор комплексных амплитуд помех

$$\dot{\mathbf{S}}_{\Pi, k} = \left| \dot{S}_{\Pi_1}(t_k) \quad \dot{S}_{\Pi_2}(t_k) \quad \dots \quad \dot{S}_{\Pi_p}(t_k) \right|^T, \quad M \left[\dot{\mathbf{S}}_{\Pi, k} \dot{\mathbf{S}}_{\Pi, k}^{*T} \right] = \dot{\mathbf{V}}_{\Pi}$$

Комплексная амплитуда j -й помехи на выходе i -го элемента АР равна:

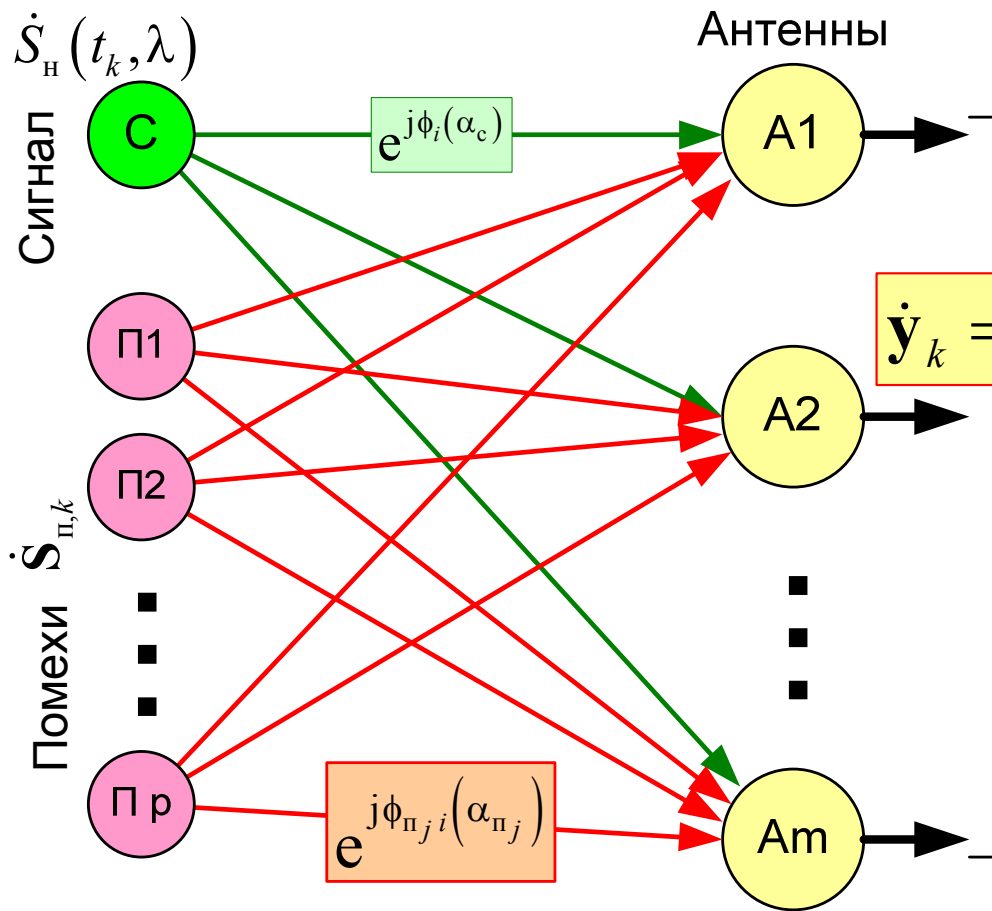
$$\dot{S}_{\Pi_j, i}(t_k, x_i) = \dot{S}_{\Pi_j}(t) e^{j\phi_{\Pi_j i}(\alpha_{\Pi_j})}, \quad \phi_{\Pi_j i}(\alpha_{\Pi_j}) = \frac{2\pi d(i-1)\cos(\alpha_{\Pi_j})}{\lambda_0}, \quad \begin{matrix} j = \overline{1, p} \\ i = \overline{1, m} \end{matrix}$$

Введём матрицу

$$\dot{\mathbf{C}}(\boldsymbol{\alpha}_{\Pi}) = \begin{vmatrix} \exp\{j\phi_{\Pi_1 1}(\alpha_{\Pi_1})\} & \exp\{j\phi_{\Pi_2 1}(\alpha_{\Pi_2})\} & \dots & \exp\{j\phi_{\Pi_p 1}(\alpha_{\Pi_p})\} \\ \exp\{j\phi_{\Pi_1 2}(\alpha_{\Pi_1})\} & \exp\{j\phi_{\Pi_2 2}(\alpha_{\Pi_2})\} & \dots & \exp\{j\phi_{\Pi_p 2}(\alpha_{\Pi_p})\} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \exp\{j\phi_{\Pi_1 m}(\alpha_{\Pi_1})\} & \exp\{j\phi_{\Pi_2 m}(\alpha_{\Pi_2})\} & \dots & \exp\{j\phi_{\Pi_p m}(\alpha_{\Pi_p})\} \end{vmatrix}$$
$$\boldsymbol{\alpha}_{\Pi} = \left| \alpha_{\Pi_1} \quad \alpha_{\Pi_2} \quad \dots \quad \alpha_{\Pi_p} \right|^T$$

- вектор известных угловых направлений на помехи

Постановка задачи



Записываем наблюдения в векторно-матричном виде:

$$\dot{\mathbf{y}}_k = \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \lambda) + \dot{\mathbf{C}}(\alpha_{\Pi}) \dot{S}_{\Pi, k} + \dot{\mathbf{n}}_k$$

Введём суммарную помеху (смесь помеха+шум):

$$\dot{\mathbf{n}}_{\Sigma, k} = \dot{\mathbf{C}}(\alpha_{\Pi}) \dot{S}_{\Pi, k} + \dot{\mathbf{n}}_k$$

с корреляционной матрицей:

$$M[\dot{\mathbf{n}}_{\Sigma, k} \dot{\mathbf{n}}_{\Sigma, l}^*] = \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}(\alpha_{\Pi}) \delta_{k, l}, \text{ где } \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}(\alpha_{\Pi}) = \dot{\mathbf{C}}(\alpha_{\Pi}) \dot{\mathbf{V}}_{\Pi} \dot{\mathbf{C}}^* (\alpha_{\Pi}) + \sigma_n^2 \mathbf{I}$$

Отсюда наблюдения можно записать в стандартном виде:

$$\dot{\mathbf{y}}_k = \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \lambda) + \dot{\mathbf{n}}_{\Sigma, k} \text{ где } \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) = \sqrt{P_c} \begin{vmatrix} e^{j\phi_1(\alpha_c)} & e^{j\phi_2(\alpha_c)} & \dots & e^{j\phi_m(\alpha_c)} \end{vmatrix}^T$$

Постановка задачи

Таким образом, воздействие помех представлено как воздействие обычных шумов, имеющих взаимные корреляции

Отобразим вектор информативных параметров λ в пространство состояний \mathbf{x} и запишем уравнение динамики для вектора состояний \mathbf{x} в виде многомерного марковского процесса:

$$\lambda_k = \mathbf{c}\mathbf{x}_k$$

$$\mathbf{x}_k = \mathbf{f}_{k-1}(\mathbf{x}_{k-1}) + \mathbf{g}_{k-1}(\mathbf{x}_{k-1})\xi_{k-1}, \quad \mathbf{x}(t_0) = \mathbf{x}_0,$$

$$\xi_{k-1} \text{ - векторный ДБГШ: } M[\xi_k \xi_l^T] = \mathbf{D}_\xi \delta_{kl}$$

$\mathbf{f}_k(\mathbf{x}_k)$, $\mathbf{g}_k(\mathbf{x}_k)$ – известные векторные функции

По комплексным амплитудам наблюдений от элементов АР \dot{y}_k требуется решить задачу оптимальной нелинейной фильтрации вектора состояний \mathbf{x}

Особенности, на которые стоит обратить внимание

- * α_{Π_j} – углы направления на помехи, которые считаются известными. Их p штук.
- * α_c – угол направления на сигнал, который также считается известным. Он один.
- * Так как у нас 2D задача с линейной АР, то распределение фазы в АР зависит только от одного угла. В реальном 3D мире распределение фазы в АР будет зависеть от 2-х углов - азимута и угла места.
- * Матрица $\dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}(\boldsymbol{\alpha}_{\Pi})$ является эрмитовой, т.е. $\dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}(\boldsymbol{\alpha}_{\Pi}) = \left(\dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}(\boldsymbol{\alpha}_{\Pi}) \right)^{*T}$
(обратная матрица $\dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}$ также является эрмитовой)

Пространственно- временной фильтр

Решением поставленной задачи является алгоритм оптимальной нелинейной фильтрации в виде расширенного фильтра Калмана (РФК) – см. занятие 12

Запишем уравнение шага оценивания в виде:

$$\hat{\mathbf{x}}_k = \tilde{\mathbf{x}}_k + \tilde{\mathbf{D}}_{\mathbf{x},k} \operatorname{Re} \left\{ \left(\frac{\partial \dot{\mathbf{S}}_k(\mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)}{\partial \mathbf{x}} \right)^{*T} \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} (\dot{\mathbf{y}}_k - \dot{\mathbf{S}}_k(\mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)) \right\}, \quad \text{где}$$

$$\dot{\mathbf{S}}_k(\mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k) = \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k), \quad \left(\frac{\partial \dot{\mathbf{S}}_k(\mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)}{\partial \mathbf{x}} \right)^{*T} = \mathbf{c}^T \left(\frac{\partial \dot{S}_H(t_k, \tilde{\boldsymbol{\lambda}}_k)}{\partial \boldsymbol{\lambda}} \right)^{*T} \dot{\mathbf{H}}^{*T}(\alpha_c),$$

$$\text{отсюда } \hat{\mathbf{x}}_k = \tilde{\mathbf{x}}_k + \tilde{\mathbf{D}}_{\mathbf{x},k} \mathbf{c}^T \operatorname{Re} \left\{ \left(\frac{\partial \dot{S}_H(t_k, \tilde{\boldsymbol{\lambda}}_k)}{\partial \boldsymbol{\lambda}} \right)^{*T} \dot{\mathbf{H}}^{*T}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} (\dot{\mathbf{y}}_k - \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)) \right\}$$

«Пространственная» часть

Рассмотрим выражение в фигурных скобках:

$$\begin{aligned} \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} (\dot{\mathbf{y}}_k - \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)) &= \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{y}}_k - \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k) = \\ &= \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)}{\dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{y}}_k - \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k) = \\ &= \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \cdot \left[\frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \dot{\mathbf{y}}_k - \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k) \right] = \\ &= \dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \cdot [\boldsymbol{\beta}^{*\top} \dot{\mathbf{y}}_k - \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)], \text{ где } \boldsymbol{\beta}(\alpha_c, \alpha_\Pi) = \frac{\dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}(\alpha_\Pi) \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)}{\dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}(\alpha_\Pi) \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \end{aligned}$$

Введём эквивалентное наблюдение:

$$\dot{\mathbf{y}}_{\text{ЭКВ},k} = \dot{\boldsymbol{\beta}}^{*\top}(\alpha_c, \alpha_\Pi) \dot{\mathbf{y}}_k$$

- это есть не что иное как алгоритм работы блока пространственной обработки сигналов!!!

$\dot{\boldsymbol{\beta}}(\alpha_c, \alpha_\Pi)$ - называется вектором весовых коэффициентов

Эквивалентное наблюдение

Распишем эквивалентное наблюдение через сигнальную и шумовую составляющие:

$$\begin{aligned} \dot{y}_{\text{ЭКВ},k} &= \dot{\beta}^{*\text{T}}(\alpha_c, \alpha_{\Pi}) \dot{y}_k = \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \left(\dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \dot{S}_H(t_k, \lambda_k) + \dot{\mathbf{n}}_{\Sigma,k} \right) = \\ &= \dot{S}_H(t_k, \lambda_k) + \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \dot{\mathbf{n}}_{\Sigma,k} = \dot{S}_H(t_k, \lambda_k) + \dot{n}_{\text{ЭКВ},k} \end{aligned}$$

$$\dot{n}_{\text{ЭКВ},k} = \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \dot{\mathbf{n}}_{\Sigma,k} \text{ — шум эквивалентных наблюдений}$$

Найдём дисперсию шума эквивалентных наблюдений:

$$\begin{aligned} M \left[\dot{n}_{\text{ЭКВ},k} \cdot \dot{n}_{\text{ЭКВ},k}^* \right] &= \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} M \left[\dot{\mathbf{n}}_{\Sigma,k} \dot{\mathbf{n}}_{\Sigma,k}^{*\text{T}} \right] \left(\frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \right)^{*\text{T}} = \\ &= \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \cdot \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma} \cdot \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \cdot \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)}{\left(\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \right)^2} = \left(\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \right)^{-1} = D_{N_{\text{ЭКВ}}}(\alpha_c, \alpha_{\Pi}) \end{aligned}$$

«Временная» часть

С эквивалентными наблюдениями выражение в фигурных скобках упрощается ещё больше:

$$\dot{\mathbf{H}}^{*\top}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c) \cdot [\boldsymbol{\beta}^{*\top} \dot{\mathbf{y}}_k - \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)] = D_{NЭКВ}^{-1}(\alpha_c, \alpha_\Pi) \cdot [\dot{y}_{ЭКВ,k} - \dot{S}_H(t_k, \mathbf{c}\tilde{\mathbf{x}}_k)]$$

То есть оказывается, что уравнение шага оценивания фильтра может включать только скалярные эквивалентные наблюдения:

$$\hat{\mathbf{x}}_k = \tilde{\mathbf{x}}_k + \frac{\mathbf{D}_{\mathbf{x},k}}{D_{NЭКВ}(\alpha_c, \alpha_\Pi)} \mathbf{c}^\top \operatorname{Re} \left\{ \left(\frac{\partial \dot{S}_H(t_k, \tilde{\boldsymbol{\lambda}}_k)}{\partial \boldsymbol{\lambda}} \right)^{*\top} [\dot{y}_{ЭКВ,k} - \dot{S}_H(t_k, \tilde{\boldsymbol{\lambda}}_k)] \right\}$$

- это есть шаг оценивания в алгоритме блока временной обработки сигналов (на основе РФК)!!!

Блок пространственной обработки сигналов

Вектор весовых коэффициентов (ВВК) может быть выражен через дисперсию шума эквивалентных наблюдений:

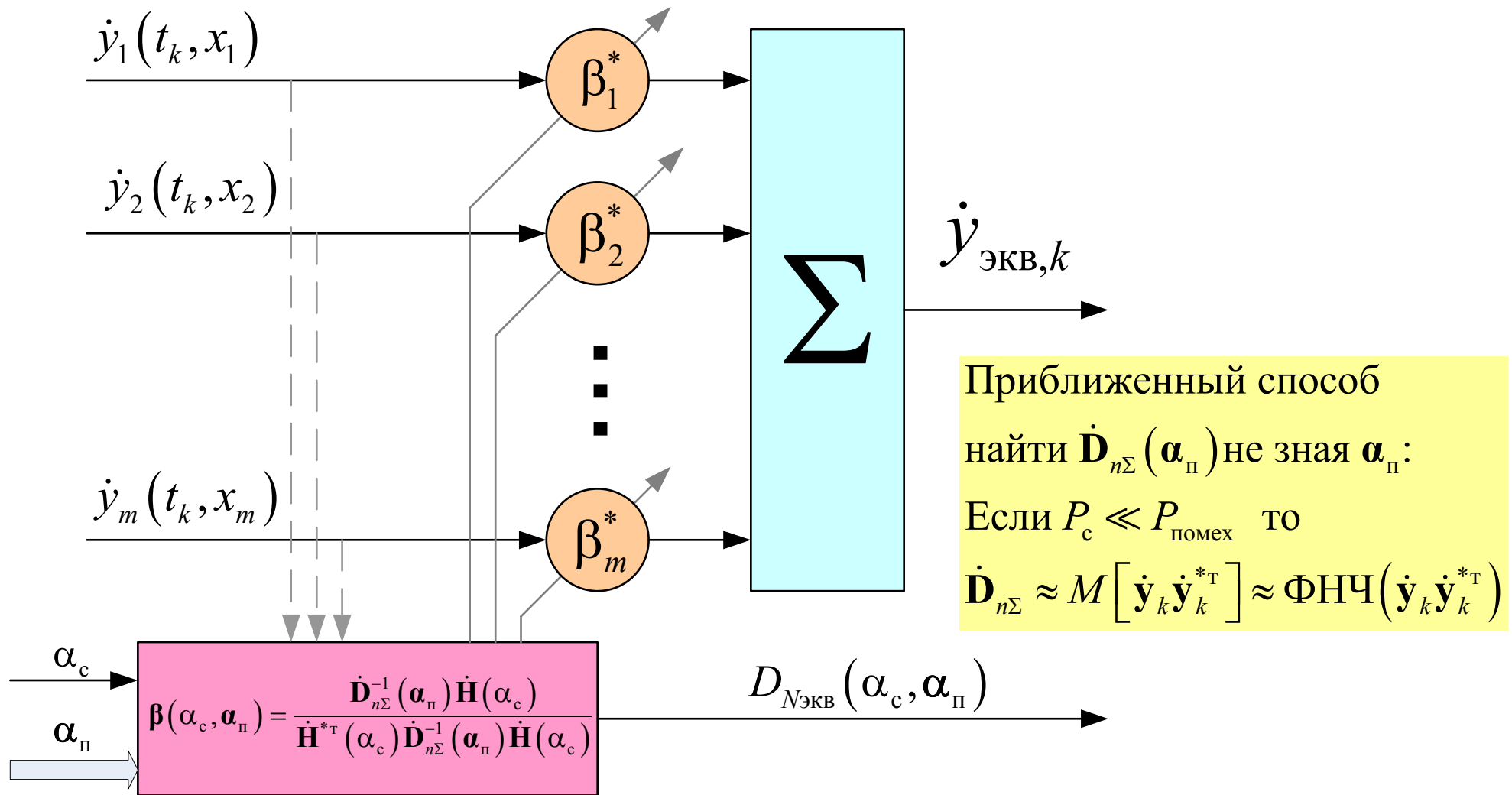
$$\beta(\alpha_c, \alpha_{\Pi}) = \frac{\dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}(\alpha_{\Pi}) \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}(\alpha_{\Pi}) \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} = D_{N_{\text{ЭКВ}}}(\alpha_c, \alpha_{\Pi}) \cdot \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}(\alpha_{\Pi}) \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)$$

Варианты записи алгоритма пространственной обработки:

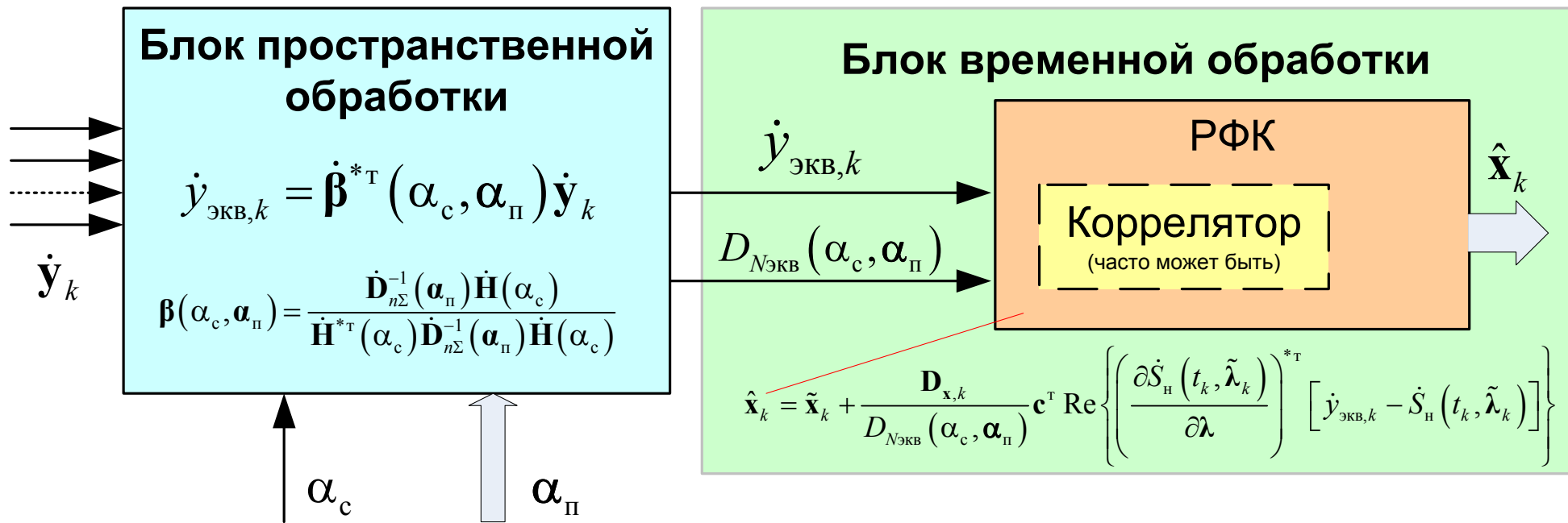
$$\begin{aligned} \dot{y}_{\text{ЭКВ},k} &= \frac{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}}{\dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1} \dot{\mathbf{H}}(\alpha_c)} \dot{y}_k = \dot{\beta}^{*\text{T}}(\alpha_c, \alpha_{\Pi}) \dot{y}_k = \\ &= D_{N_{\text{ЭКВ}}}(\alpha_c, \alpha_{\Pi}) \dot{\mathbf{H}}^{*\text{T}}(\alpha_c) \dot{\mathbf{D}}_{n\Sigma}^{-1}(\alpha_{\Pi}) \dot{y}_k \end{aligned}$$

Важно!!! Блок пространственной обработки
максимизирует отношение с/ш эквивалентных
наблюдений (без вывода).

Структура блока пространственной обработки сигналов



Выводы



Оптимальная пространственно-временная система фильтрации распадается на два отдельных блока - пространственной и временной обработки.

Таким образом, временная система фильтрации – это оптимальный временной фильтр для эквивалентных наблюдений, формирующихся на выходе блока пространственной обработки.