```
## Warning in grepl(db, input): input string 43 is invalid in this local
## Warning in grepl(db, input): input string 44 is invalid in this local
## Warning in grepl(db, input): input string 45 is invalid in this local
## Warning in grepl(db, input): input string 48 is invalid in this local
## Warning in grepl(db, input): input string 53 is invalid in this local
## Warning in grep("^\\\bibliography.+", input, value = TRUE): input
string 43 is invalid in this locale
## Warning in grep("^\\\bibliography.+", input, value = TRUE): input
string 44 is invalid in this locale
## Warning in grep("^\\\bibliography.+", input, value = TRUE): input
string 45 is invalid in this locale
## Warning in grep("^\\\bibliography.+", input, value = TRUE): input
string 48 is invalid in this locale
## Warning in grep("^\\\bibliography.+", input, value = TRUE): input
string 53 is invalid in this locale
```

РОЗДІЛ 1

БАГАТОВИМІРНА КАСКАДНА НЕО-ФАЗЗІ СИСТЕМА, ЩО ЕВОЛЮЦІОНУЄ

Задача апроксимації та екстраполяції багатовимірних часових рядів доволі часто виникає у багатьох технічних, медико-біологічних та інших дослідженнях, де якість прийнятих рішень істотно залежить від точності синтезованих прогнозів. У багатьох реальних задачах часові ряди характеризуються високим рівнем нелінійності та нестаціонарності своїх параметрів, наявністю аномальних викидів. Зрозуміло, що традиційні методи аналізу часових рядів, засновані на регресійному, кореляційному та інших подібних підходах, що мають на меті апріорну наявність репрезентативної вибірки спостережень, є неефективними. Альтернативою традиційним статистичним методам може слугувати математичний апарат обчислювального інтелекту, зокрема штучні нейронні мережі та нейро-фаззі-системи [6, 7, 9, 11], завдяки своїм універсальним апроксимувальним властивостям. Водночас з апроксимувальних властивостей зовсім не витікають екстраполюючі, оскільки врахування давньої передісторії для побудови прогнозувальної моделі може погіршити якість прогнозу. У зв'язку з цим під час оброблення нестаціонарних процесів треба відмовитися від процедур навчання, що базуються на зворотному поширенні помилок (багатошарові персептрони, рекурентні нейронні мережі, адаптивні нейромережеві системи нечіткого виведення – ANFIS [14]) або методі найменших квадратів (радіально-базисні та функціонально пов'язані нейронні мережі) та скористатися процедурами на основі локальних критеріїв та «короткої» пам'яті типу алгоритма Качмажа-Уідроу-Хоффа. При цьому використані алгоритми навчання мусять забезпечувати не лише високу швидкодію, але й фільтруючі якості для придушення стохастичної «шумової» компоненти в оброблюваному сигналі. У зв'язку з цим синтез спеціалізованих гібридних систем обчислювального інтелекту для розв'язання задач прогнозування істотно нестаціонарних часових рядів за умов невизначеності, що забезпечують разом з високою швидкістю навчання і фільтрацію завад, є досить цікавою та перспективною задачею.

Таким чином, цей розділ присвячено синтезу багатовимірної гібридної системи обчислювального інтелекту, що здатна реалізувати нелінійне відображення $R^n \to R^g$ у режимі реального часу.

1.1. Багатовимірна каскадна система, що еволюціонує, побудована на нео-фаззі нейронах

Для вирішеня задачі прогнозування та ідентифікації багатовимірних даних в умовах апріорної і поточної структурної та параметричної невизначеності як ніколи доречні переваги каскадно-кореляційної архітектури, адже системи з такою архітектурою успадковують всі переваги елементів, які використовуються в їх вузлах, а в процесі навчання автоматично підбирається необхідна кількість каскадів для того, щоб отримати модель адекватної складності для вирішення поставленого завдання [1–5, 8, 10, 12, 15]. Однак, слід зазначити, що каскадно-кореляційна мережа у формі, що її запропонували С. Фальман і К. Лєб'єр [8], є системою з одним виходом, тобто не здатна реалізувати нелінійне відображення $R^n \to R^g$. Це досить серйозне обмеження, оскільки більшість практичних завдань містять кілька вихідних сигналів. Тож пропонуймо такі модифікації до архітектури каскадно-кореляційної мережі СаsCorLA:

- 1. замість елементарних персептронів Розенблатта використовувати неофаззі нейрони (доцільність такого рішення було детально показано у розділі ??),
- 2. кількість нейронів у кожному каскаді відтепер має дорівнювати розмірності вектору вихідного сигналу системи.

Схему пропонованої архітектури наведено на рис. 1.1.

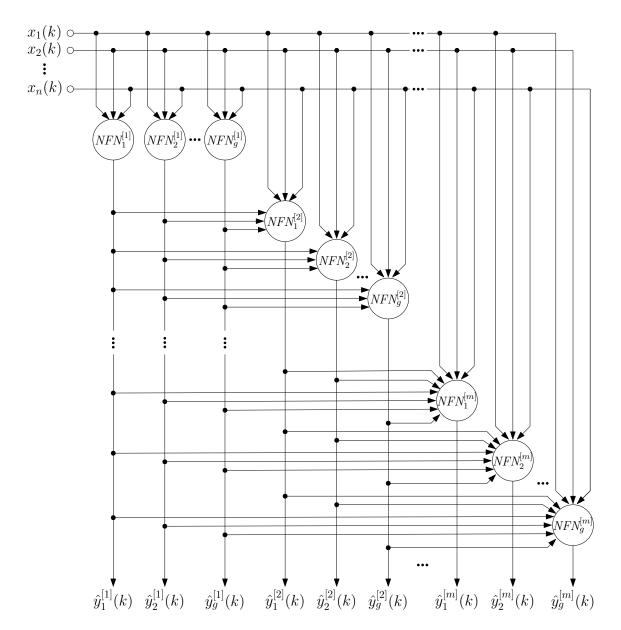


Рис. 1.1 — Архітектура гібридної МІМО системи, побудованої на нео-фаззі нейронах

Тоді вихідний сигнал системи формується з векторів, що його складають вихідні сигнали кращих нейронів останнього каскаду:

$$\hat{y}(k) = \left(\hat{y}_1^{*[m]}(k), \hat{y}_2^{*[m]}(k), \dots, \hat{y}_g^{*[m]}(k)\right)^T, \tag{1.1}$$

де g - кількість елементів вихідного вектору даних, що іх треба спрогнозувати чи ідентифікувати.

Для кожного з нео-фаззі нейронів системи в якості функцій належності можна використовувати трикутні конструкції:

$$\mu_{jli}^{[1]}(x_i) = \begin{cases} \frac{x_i - c_{d,l-1,i}^{[1]j}}{c_{dli}^{[1]j} - c_{d,l-1,i}^{[1]j}} & \text{якщо } x_i \in \left[c_{d,l-1,i}^{[1]j}, c_{dli}^{[1]j}\right], \\ \frac{c_{d,l+1,i}^{[1]j} - x_i}{c_{d,l+1,i}^{[1]j}} & \text{якщо } x_i \in \left[c_{dli}^{[1]j}, c_{d,l+1,i}^{[1]j}\right], \\ 0 & \text{у протилежному випадку}, \end{cases}$$

$$(1.2)$$

кубічні сплайни:

$$\mu_{jli}^{[1]}\left(x_{i}\right) = \begin{cases} \frac{1}{4}\left(2 + 3\frac{2x_{i} - c_{dli}^{[1]j} - c_{d,l-1,i}^{[1]j}}{c_{dli1}^{[1]j} - c_{d,l-1,i}^{[1]j}} - \left(\frac{2x_{i} - c_{dli}^{[1]j} - c_{d,l-1,i}^{[1]j}}{c_{dli}^{[1]j} - c_{d,l-1,i}^{[1]j}}\right)^{3}\right), \\ \text{якщо } x \in \left[c_{d,l-1,i}^{[1]j}, c_{dli}^{[1]j}\right], \\ \frac{1}{4}\left(2 - 3\frac{2x_{i} - c_{d,l+1,i}^{[1]j} - c_{dli}^{[1]j}}{c_{d,l+1,i}^{[1]j} - c_{dli}^{[1]j}} + \left(\frac{2x_{i} - c_{d,l+1,i}^{[1]j} - c_{dli}^{[1]j}}{c_{d,l+1,i}^{[1]j} - c_{dli}^{[1]j}}\right)^{3}\right), \\ \text{якщо } x \in \left[c_{dli}^{[1]j}, c_{d,l+1,i}^{[1]j}\right], \\ 0 \text{ у протилежному випадку}, \end{cases}$$

$$(1.3)$$

або В-сплайни:

$$\mu_{jli}^{g[1]} = \begin{cases} 1 \text{ якщо } x_i \in \left[c_{dli}^{[1]j}, c_{d,l+1,i}^{[1]j}\right], \\ 0 \text{ у протилежному випадку} \end{cases} \text{ якщо } g = 1, \\ \frac{x_i - c_{dli}^{[1]j}}{c_{d,l+g-1,i}^{[1]j} - c_{dli}^{[1]j}} \mu_{dli}^{g-1,[1]j} (x_i) + \frac{c_{d,l+g,i}^{[1]j} - x_i}{c_{d,l+g,i}^{[1]j} - c_{d,l+g,i}^{[1]j}} \mu_{d,l+1,i}^{g-1,[1]j} (x_i), \\ \text{ якщо } g > 1, \end{cases}$$

$$(1.4)$$

де $\mu_{dli}^{g[1]j}(x_i)$ – l-й сплайн g-ого порядку. Варто зауважити, що всі ці конструкції задовільняють умовам одиничного розбиття Руспіні.

Запишемо вихідний сигнал j-ого нео-фаззі нейрону d-ого виходу першого каскаду у вигляді

$$\begin{cases} \hat{y}_{d}^{[1]j}(k) = \sum_{i=1}^{n} f_{di}^{[1]j}(x_{i}(k)) = \sum_{i=1}^{n} \sum_{l=1}^{h} w_{dli}^{[1]j} \mu_{dli}^{[1]j}(x_{i}(k)), \\ \text{якщо } x_{i}(k) \text{ це } X_{li}^{j} \text{ тоді вихід } w_{dli}^{[1]j}. \end{cases}$$

$$(1.5)$$

вихідні сигнали нео-фаззі нейронів другого каскаду:

$$\hat{y}_{d}^{[2]j} = \sum_{i=1}^{n} \sum_{l=1}^{h} w_{dli}^{[2]j} \mu_{dli}^{[2]j} (x_{i}) + \sum_{d=1}^{g} \sum_{l=1}^{h} w_{dl,n+1}^{[2]j} \mu_{dl,n+1}^{[2]j} (\hat{y}_{d}^{*[1]}) \quad \forall \quad d = 1, 2, \dots, g$$

$$(1.6)$$

вихідні сигнали m-ого каскаду:

$$\hat{y}_{d}^{[2]j} = \sum_{i=1}^{n} \sum_{l=1}^{h} w_{dli}^{[2]j} \mu_{dli}^{[2]j}(x_{i}) + \sum_{d=1}^{g} \sum_{p=n+1}^{n+m-1} \sum_{l=1}^{h} w_{dlp}^{[m]j} \mu_{dlp}^{[m]j} \left(\hat{y}_{d}^{*[p-n]}\right) \,\forall \, d = 1, 2, \dots, g$$

$$(1.7)$$

Введемо до розгляду надалі вектор функцій належності j-ого нейрону d-ого виходу m-ого каскаду:

$$\mu_{d}^{[m]j}(k) = \left(\mu_{d11}^{[m]j}(x_{1}(k)), \dots, \mu_{dh1}^{[m]j}(x_{1}(k)), \mu_{d12}^{[m]j}(x_{2}(k)), \dots, \mu_{dh2}^{[m]j}(x_{2}(k)), \dots, \mu_{dli}^{[m]j}(x_{i}(k)), \dots, \mu_{dhn}^{[m]j}(x_{n}(k)), \dots, \mu_{dhn}^{[m]j}(x_{n}(k)), \dots, \mu_{dh,n+m-1}^{[m]j}(\hat{y}^{*[m-1]}(k))\right)^{T}$$

$$\dots, \mu_{d1,n+1}^{[m]j}(\hat{y}^{*[1]}(k)), \dots, \mu_{dh,n+m-1}^{[m]j}(\hat{y}^{*[m-1]}(k))\right)^{T}$$

$$\dots, \mu_{d1,n+1}^{[m]j}(\hat{y}^{*[1]}(k)), \dots, \mu_{dh,n+m-1}^{[m]j}(\hat{y}^{*[m-1]}(k))$$

та відповідний йому вектор синаптичних вагових коефіцієнтів

$$w_{d}^{[m]j} = \left(w_{d11}^{[m]j}, \dots, w_{dh1}^{[m]j}, w_{d12}^{[m]j}, \dots, w_{dh2}^{[m]j}, \dots, w_{dli}^{[m]j}, \dots, w_{dli}^{[m]j}, \dots, w_{dhn}^{[m]j}, w_{d1,n+1}^{[m]j}, \dots, w_{dh,n+m-1}^{[m]j}\right)^{T},$$

$$(1.9)$$

щоб записати вихідний сигнал системи у компактній формі:

$$\hat{y}_d^{[m]j}(k) = \left(w_d^{[m]j}\right)^T \mu_d^{[m]j}(k). \tag{1.10}$$

Для навчання нео-фаззі нейронів може бути використаний будь-який з методів адаптивної ідентифікації, що ми пропонували використовувати для навчання вузлів одновимірної нео-фаззі системи у першому розділі. Так корегувати вагові кофіцієнти можна за допомогою експоненційно зваженого рекурентного методу найменших квадратів:

$$\begin{cases}
w_d^{[m]j}(k+1) = w_d^{[m]j}(k) + \\
\frac{P_d^{[m]j}(k) \left(y^d(k+1) - \left(w_d^{[m]j(k)}\right)^T \mu_d^{[m]j}(k+1)\right)}{\alpha + \left(\mu_d^{[m]j}(k+1)\right)^T P_d^{[m]j}(k) \mu_d^{[m]j}(k+1)} \mu_d^{[m]j}(k+1), \\
P_d^{[m]j}(k+1) = \frac{1}{\alpha} \left(P_d^{[m]j}(k) - \frac{P_d^{[m]j}(k) \mu_d^{[m]j}(k+1) \left(\mu_d^{[m]j}(k+1)\right)^T P_d^{[m]j}(k)}{\alpha + \left(\mu_d^{[m]j}(k+1)\right)^T P_d^{[m]j}(k) \mu_d^{[m]j}(k+1)}\right), \\
(1.11)$$

де $y^d(k+1), d=1,2,\ldots,g$ — зовнішній навчальний сигнал, $0<\alpha\leq 1$ — фактор забування;

або градієнтного методу навчання, що, як зазначалося, відрізняється як згладжувальними, так і слідкуючими властивостями:

$$\begin{cases} w_d^{[m]j}(k+1) &= w_d^{[m]j}(k) + \frac{y^d(k+1) - \left(w_d^{[m]j}(k)\right)^T \mu_d^{[m]j}(k+1)}{r_d^{[m]j}(k+1)} \mu_d^{[m]j}(k+1), \\ r_d^{[m]j}(k+1) &= \alpha r_d^{[m]j} + \left\|\mu_d^{[m]j}(k+1)\right\|^2, 0 \le \alpha \le 1. \end{cases}$$

$$(1.12)$$

1.1.1. Оптимізація пулу нео-фаззі нейронів багатовимірної каскадної системи, що еволюціонує. Оскільки за мету було поставлено синтез такої багатовимірної каскадної системи, що б могла працювати саме в режимі реального часу, було б дуже доречно, якби система могла самостійно визначати найліпшу кількість функцій належності та їх форму, адже ці параметри також можуть змінюватися у часі. Тому у цьому підрозділі пропонується у кожному каскаді збільшити кількість нео-фаззі нейронів до такої, що є кратною (а не дорівнює, як пропонувалося у попередньому підрозділі) розмірності вектору вихідного сигналу та ввести узагальнюючі нейрони, що для пулу кожного каскаду визначатимуть локально оптимальні вихідні сигнали (тут під «локально оптимальним вихідними сигналами» слід розуміти сигнали, оптимальні у конкретний поточний момент часу). Таким чином, коли g — розмірність вихідного векторного сигналу, а z — кількість відмінних типів нейронів (що відрізняються за кількістю чи характером функцій належності) системи, у пулі першого каскаду знаходиться zq нео-фаззі нейронів та g нейронів-узагальнювачів $GN_d^{[1]},$ пул другого каскаду містить $z\left(g+1\right)$ нейронів та g + 1 нейронів $GN_d^{[2]}$, останній каскад - $z\left(g+m-1\right)$ нейронів та g+m-1 нейронів $GN_d^{[m]}$.

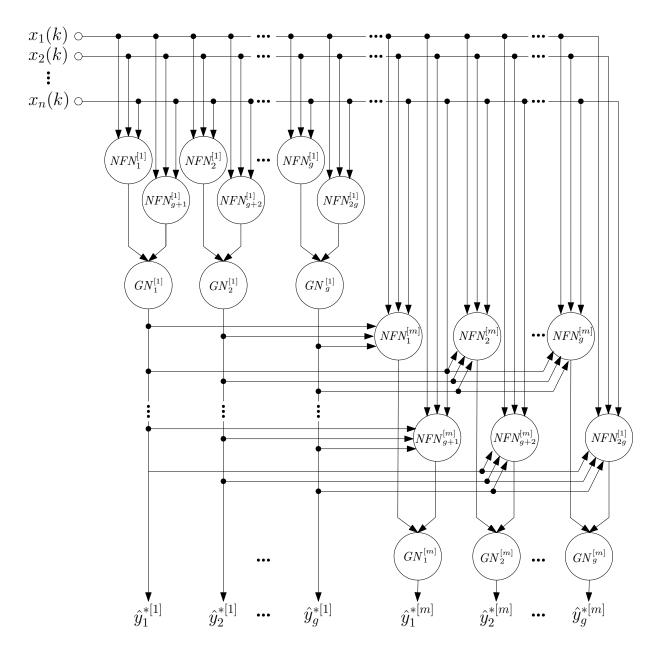


Рис. 1.2 — Архітектура гібридної оптимізованої МІМО системи, побудованої на нео-фаззі нейронах

Схему такої оптимізованої MIMO (Multiple Input Multiple Output) архітектури зображено на рис. 1.1.

1.1.1.1. Метод визначення локально оптимальних вихідних сигналів пулу нео-фаззі нейронів багатовимірної каскадної системи, що еволюціонує. Вихідні сигнали нейронів пулу кожного каскаду пропонується об'єднати узагальнюючим нейроном $GN^{[m]}$, що його було введено у розділі ??.

Таким чином, у кожному каскаді системи маємо g $GN_d^{[m]}$ елементів, що узагальнюють вихідні сигнали нейронів пулу для кожного елементу вихідного вектору:

$$\hat{y}^{*[m]}(k) = \left(\hat{y}_1^{[m]}(k), \hat{y}_2^{[m]}(k), \dots, \hat{y}_q^{[m]}(k)\right)^T; \tag{1.13}$$

До першого узагальнюючого елементу першого каскаду $GN_1^{[1]}$ подаються сигнали

$$\left(\hat{y}_{1}^{[1]}(k), \hat{y}_{g+1}^{[1]}(k), \dots, \hat{y}_{2g+1}^{[1]}(t), \dots, \hat{y}_{(z-1)(g+1)}^{[1]}(k)\right)^{T}$$

$$(1.14)$$

до другого узагальнювача $GN_2^{[1]}$:

$$\left(\hat{y}_{2}^{[1]}(k), \hat{y}_{g+2}^{[1]}(k), \dots, \hat{y}_{2g+2}^{[1]}(t), \dots, \hat{y}_{(z-1)(g+2)}^{[1]}(k)\right)^{T}$$

$$(1.15)$$

і, нарешті, вектор вхідних сигналів останнього узагальнюю
чого елементу першого каскаду $GN_q^{[1]}$:

$$\left(\hat{y}_g^{[1]}(k), \hat{y}_{2g}^{[1]}(k), \dots, \hat{y}_{(z-1)g}^{[1]}(k)\right)^T. \tag{1.16}$$

Нагадаємо, що точність вихідного сигналу узагальнюючих елементів має бути не гіршою за точність будь-якого сигналу, що узагальнюється (подається на вхід до $GN_d^{[m]}$). Рекурентна форма методу навчання «на ковзному вікні» елементів $GN_d^{[m]}$ кожного каскаду має вигляд

$$\begin{cases}
\tilde{P}_{d}^{[m]}(k+1) = P_{d}^{[m]}(k) - \frac{P_{d}^{[m]}(k) \hat{y}_{d}^{[m]}(k+1) \hat{y}_{d}^{[m]T}(k+1) P_{d}^{[m]}(k)}{1 + \hat{y}_{d}^{[m]T}(k+1) P_{d}^{[m]}(k) \hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)}, \\
P_{d}^{[m]}(k+1) = \tilde{P}_{d}^{[m]}(k+1) + \\
+ \frac{\tilde{P}_{d}^{[m]}(k+1) \hat{y}_{d}(k-s+1) \hat{y}_{d}^{[m]T}(k-s+1) \tilde{P}_{d}^{[m]}(k+1)}{1 - \hat{y}_{d}^{[m]T}(k-s+1) \tilde{P}_{d}^{[m]}(k+1) \hat{y}_{d}^{[m]}(k-s+1)}, \\
\hat{y}_{d}^{*[m]}(k+1) = \frac{\hat{y}_{d}^{[m]T}(k+1) P_{d}^{[m]}(k+1) E}{E^{T} P_{d}^{[m]}(k+1) E}, \\
(1.17)
\end{cases}$$

а у випадку, коли s = 1:

$$\hat{y}_{d}^{*[m]}(k+1) = \frac{\hat{y}_{d}^{[m]T}(k+1)\hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)}{E^{T}\hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)} =$$

$$= \frac{\left\|\hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)\right\|^{2}}{E^{T}\hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)} =$$

$$= \frac{\sum_{j=1}^{q} \left(\hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)\right)^{2}}{\sum_{j=1}^{q} \hat{y}_{d}^{[m]}(k+1)}.$$

$$(1.18)$$

1.2. Багатовимірна каскадна система, що еволюціонує, побудована на багатовимірних нео-фаззі нейронах

Архітектура багатовимірної каскадної системи, яка ґрунтується на звичайних нео-фаззі нейронах, що її описано у підрозділі 1.1, є надмірною, адже вектор вхідних сигналів x(k) (для першого каскаду) подається на однотипні

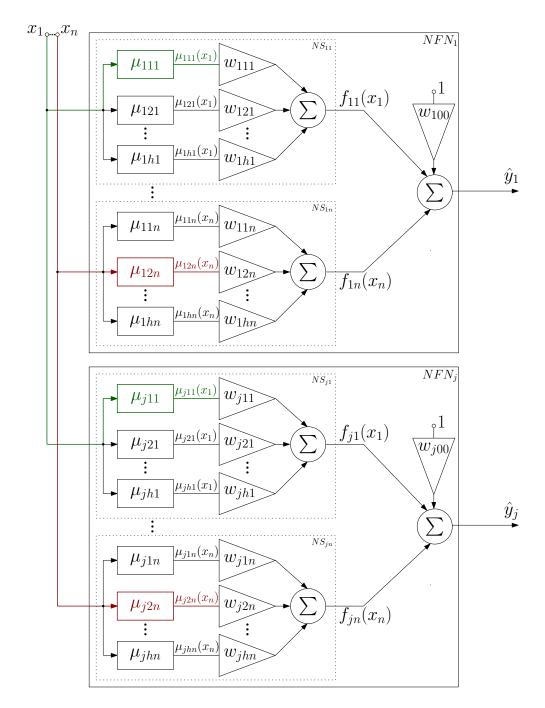


Рис. 1.3 — Ілюстрація надмірності МІМО системи, побудованої на нео-фаззі нейронах

нелінійні синапси $NS_{di}^{[1]j}$ нео-фаззі нейронів, кожен з яких на виході генерує сигнал $\hat{y}_{d}^{[1]j}(k)$, $d=1,2,\ldots,g$. У результаті компоненти вихідного вектора

$$\hat{y}^{[1]j}(k) = \left(\hat{y}_1^{[1]j}(k), \hat{y}_2^{[1]j}(k), \dots, \hat{y}_g^{[1]j}(k)\right)^T$$
(1.19)

обчислюються незалежно один від одного, хоча при цьому

$$\mu_{1il}(x_i(k)) = \mu_{2il}(x_i(k)) = \mu_{jil}(x_i(k)) = \mu_{nil}(x_i(k)). \tag{1.20}$$

Надмірність архітектури, що її наведено на рис. 1.1, проілюстрована на рис. 1.3, де зеленим кольором позначені неодноразово обчислювані тотожні значення функцій належності μ_{111} та μ_{j11} , червоним кольором – тотожні μ_{12n} та μ_{j2n} . Уникнути цього можна, якщо ввести до розгляду багатовимірний нео-фаззі нейрон, що є модифікацією систем, запропонованих у [3, 13].

1.2.1. Багатовимірний нео-фаззі нейрон. Вузлами багатовимірного нео-фаззі нейрону MNFN (схема наведена на рис. 1.4) є складені нелінійні синапси $MNS_i^{[1]j}$, кожен з яких містить h функцій належності $\mu_{li}^{[1]j}$ та gh настроюваних синаптичних вагових коефіцієнтів, але тільки hn функцій належності, що в g разів менше, ніж у випадку, коли каскад сформований із звичайних нео-фаззі нейронів.

Введемо надалі до розгляду $(hn \times 1)$ - вектор функцій належності

$$\mu^{[1]j}(k) = \left(\mu_{11}^{[1]j}(x_1(k)), \mu_{21}^{[1]j}(x_1(k)), \dots, \mu_{h1}^{[1]j}(x_1(k)), \dots, \mu_{h1}^{[1]j}(x_1(k)), \dots, \mu_{hn}^{[1]j}(x_n(k))\right)^T$$

$$\dots, \mu_{hn}^{[1]j}(x_n(k))$$
(1.21)

та $(g \times hn)$ - матрицю синаптичних вагових коефіцієнтів

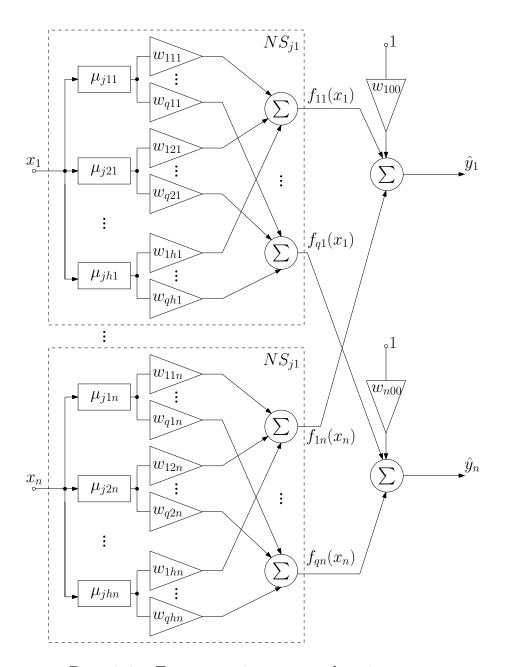


Рис. 1.4 – Багатовимірний нео-фаззі нейрон

$$W^{[1]j} = \begin{pmatrix} w_{111}^{[1]j} & w_{112}^{[1]j} & \dots & w_{1li}^{[1]j} & \dots & w_{1hn}^{[1]j} \\ w_{211}^{[1]j} & w_{212}^{[1]j} & \dots & w_{2li}^{[1]j} & \dots & w_{2hn}^{[1]j} \\ \vdots & \vdots & & \vdots & & \vdots \\ w_{g11}^{[1]j} & w_{g12}^{[1]j} & \dots & w_{gli}^{[1]j} & \dots & w_{ghn}^{[1]j} \end{pmatrix}$$

$$(1.22)$$

і запишемо сигнал на виході $MN_j^{[1]}$ у k-й момент часу у вигляді

$$\hat{y}^{[1]j}(k) = W^{[1]j}\mu^{[1]j}(k). \tag{1.23}$$

Навчання багатовимірного нео-фаззі нейрону можна реалізувати за допомогою матричної модифікації експоненційно-зваженого рекурентного методу найменших квадратів (1.11) у формі

$$\begin{cases}
W^{[1]j}(k+1) &= W^{[1]j}(k) + \\
&+ \frac{\left(y(k+1) - W^{[1]j}(k)\mu^{[1]j}(k+1)\right)\left(\mu^{[1]j}(k+1)\right)^{T}P^{[1]j}(k)}{\alpha + \left(\mu^{[1]j(k+1)}\right)^{T}P^{[1]j}(k)\mu^{[1]j}(k+1)}, \\
P^{[1]j}(k+1) &= \frac{1}{\alpha} \left(P^{[1]j}(k) - \frac{P^{[1]j}(k)\mu^{[1]j}(k+1)\left(\mu^{[1]j}(k+1)\right)^{T}P^{[1]j}(k)}{\alpha + \left(\mu^{[1]j}(k+1)\right)^{T}P^{[1]j}(k)\mu^{[1]j}(k+1)}\right), \\
0 &< \alpha \le 1
\end{cases}$$

$$(1.24)$$

або багатовимірного варіанту методу (1.12)

$$\begin{cases} W^{[1]j}(k+1) &= W^{[1]j}(k) + \frac{y(k+1) - W^{[1]j}(k) \mu^{[1]j}(k+1)}{r^{[1]j}(k+1)} \times \\ & \times (\mu^{[1]j}(k+1))^{T}, \\ r^{[1]j}(k+1) &= \alpha r^{[1]j}(k) + \|\mu^{[1]j}(k+1)\|^{2}, \\ 0 \leq \alpha \leq 1, \end{cases}$$

$$(1.25)$$

де
$$y(k+1) = (y^1(k+1), y^2(k+1), \dots, y^g(k+1))^T$$
.

Аналогічним чином проводиться навчання інших каскадів, при цьому вектор функцій належності m-го каскаду $\mu^{[m]j}(k+1)$ збільшує свою розмірність на (m-1)g компоненти, що їх утворили виходи попередніх каскадів.

1.2.2. Метод визначення локально оптимального вихідного сигналу пулу багатовимірних нео-фаззі нейронів каскадної системи, що еволюціонує. У цьому підрозділі запропоновано узагальнюючий нейрон $GMN^{[m]}$ та рекурентний метод його навчання, який б об'єднував усі вихідні сигнали нейронів $MNFN^{[m]}$ пулу каскаду у вихідний сигнал

$$\hat{y}^{*[m]}(k) = \left(\hat{y}_1^{*[m]}(k), \hat{y}_2^{*[m]}(k), \dots, \hat{y}_g^{*[m]}(k)\right)^T$$
(1.26)

з точністю не меншою від точності будь-якого з сигналів $\hat{y}_{j}^{[m]}(k)$.

Розв'язати це завдання можна, знову скориставшись апаратом невизначених множників Лагранжа та адаптивного багатовимірного узагальненого прогнозування [13].

Введемо до розгляду вихідний сигнал нейрону $GMN^{[m]}$ у вигляді

$$\hat{y}^{*[m]}(k) = \sum_{j=1}^{q} c_j^{[m]} \hat{y}_j^{[m]}(k) = \hat{y}^{[m]}(k) c^{[m]}, \qquad (1.27)$$

де $\hat{y}^{[m]}(k) = \left(\hat{y}_1^{[m]}(k), \hat{y}_2^{[m]}(k), \dots, \hat{y}_q^{[m]}(k)\right)^T - (g \times q)$ -матриця $c^{[m]} - (q \times 1)$ -вектор коефіцієнтів узагальнення, що відповідають умовам незміщенності

$$\sum_{j=1}^{q} c_j^{[m]} = E^T c^{[m]} = 1, \tag{1.28}$$

 $E = (1, 1, \dots, 1)^T$ – вектор, утворений одиницями.

Введемо критерій навчання

$$E^{[m]}(k) = \sum_{\tau=1}^{k} \|y(\tau) - \hat{y}^{[m]}(\tau) c^{[m]}\|^{2} =$$

$$= Tr\left(\left(Y(k) - \hat{Y}^{[m]}(k) I \otimes c^{[m]} \right)^{T} \left(Y(k) - \hat{Y}^{[m]}(k) I \otimes c^{[m]} \right) \right)$$
(1.29)

де $Y(k) = (y^{T}(1), y^{T}(2), \dots, y^{T}(k))^{T} - (k \times s)$ матриця спостережень,

$$\hat{Y}^{[m]}(k) = \begin{pmatrix}
\hat{y}_{1}^{[m]T}(1) & \hat{y}_{2}^{[m]T}(1) & \dots & \hat{y}_{q}^{[m]T}(1) \\
\hat{y}_{1}^{[m]T}(2) & \hat{y}_{2}^{[m]T}(2) & \dots & \hat{y}_{q}^{[m]T}(2) \\
\vdots & \vdots & & \vdots \\
\hat{y}_{1}^{[m]T}(k) & \hat{y}_{2}^{[m]T}(k) & \dots & \hat{y}_{q}^{[m]T}(k)
\end{pmatrix},$$
(1.30)

I – одинична $(g \times g)$ матриця,

⊗ – символ тензорного добутку.

З урахуванням обмежень (1.28) запишемо функцію Лагранжа

$$L^{[m]}(k) = E^{[m]}(k) + \lambda \left(E^{T} c^{[m]} - 1 \right) =$$

$$= \sum_{\tau=1}^{k} \left\| y(\tau) - \hat{y}^{[m]}(\tau) c^{[m]} \right\|^{2} + \lambda \left(E^{T} c^{[m]} - 1 \right) =$$

$$= Tr \left(\left(Y(k) - \hat{Y}^{[m]}(k) I \otimes c^{[m]} \right)^{T} \left(Y(k) - \hat{Y}^{[m]}(k) I \otimes c^{[m]} \right) \right) =$$

$$+ \lambda \left(E^{T} c^{[m]} - 1 \right) =$$

$$= Tr \left(V^{[m]T}(k) V^{[m]}(k) \right) + \lambda \left(E^{T} c^{[m]} - 1 \right), \tag{1.31}$$

де $V^{[m]}(k) = Y(k) - \hat{Y}^{[m]}(k) I \otimes c^{[m]}(k \times g)$ матриця оновлень.

Розв'язання системи рівнянь Каруша-Куна-Таккера

$$\begin{cases}
\nabla_{c^{[m]}} L^{[m]}(k) = \overrightarrow{0}, \\
\frac{\partial L^{[m]}(k)}{\partial \lambda} = 0
\end{cases}$$
(1.32)

призводить до очевидного результату

$$\begin{cases}
c^{[m]} = (R^{[m]}(k))^{-1} E(E^{T}(R^{[m]}(k))^{-1})^{-1} \\
\lambda = -2E^{T}(R^{[m]}(k))^{-1} E,
\end{cases} (1.33)$$

де

$$R^{[m]}(k) = V^{[m]T}(k)V^{[m]}(k). (1.34)$$

Таким чином, можна організувати оптимальне об'єднання виходів усіх нейронів пулу кожного каскаду. Зрозуміло, що в якості таких нейронів можуть використовуватися не тільки багатовимірні нео-фаззі нейрони, але й будь-які інші конструкції, що реалізують нелінійне відображення $R^{n+(m-1)g} \to R^g$.

Висновки до розділу 1

- 1. Розглянута задача апроксимації та екстраполяції багатовимірних часових рядів за умови апріорної і поточної структурної та параметричної невизначеності; проаналізовані існуючі гібрідні системи обчислювального інтелекту, що використовуються для вирішення задач прогнозування та індентифікації багатовимірних даних у пакетному режимі; сформовані вимоги та обмеження до шуканої гібридної системи, здатної реалізувати нелінійне відображення $R^n \to R^g$ у режимі реального часу.
- 2. Зсинтезовано каскадну архітектуру системи, що ґрунтується на неофаззі нейронах, здатну реалізувати нелінійне відображення $R^n \to R^g$ у режимі послідовного обробляння даних.

- 3. Запропоновано архітектуру багатовимірного нео-фаззі нейрона та метод його навчання, що забезпечують підвищену швидкість налаштування синаптичних ваг та додаткові згладжуючі властивості.
- 4. Запропоновано архітектуру та рекурентний метод навчання багатовимірного узагальнюючого елементу, що в режимі реального часу реалізує оптимальне об'єднання багатовимірних вихідних сигналів нейронів пулу каскаду.
- 5. Запропоновано МІМО архітектуру та методи навчання гібридної каскадної нейронної мережі з оптимізацією пулу багатовимірних нейронів у кожному каскаді, що реалізують оптимальний за точністю прогноз нелінійних стохастичних і хаотичних сигналів у онлайн режимі.

СПИСОК ВИКОРИСТАНИХ ДЖЕРЕЛ

- [1] Bodyanskiy Yevgeniy, Grimm Paul, Teslenko Nataliya. Evolving cascaded neural network based on multidimensional Epanechnikov's kernels and its learning algorithm // Int. J. Information Technologies and Knowledge.— 2011.— Vol. 5, no. 1.— P. 25–30.
- [2] Bodyanskiy Yevgeniy, Kharchenko Oleksandra, Vynokurova Olena. Hybrid cascade neural network based on wavelet-neuron // Information Theories and Application. — 2011. — Vol. 18, no. 4. — P. 335–343.
- [3] Bodyanskiy Yevgeniy, Viktorov Yevgen. The cascaded neo-fuzzy architecture using cubic-spline activation functions // Inf Theor Appl. 2009. Vol. 16, no. 3. P. 245–259.
- [4] Bodyanskiy Yevgeniy, Viktorov Yevgen. 110 9 Intelligent THE CASCADE NEO-FUZZY ARCHITECTURE Processing ONLINE LEARNING ITS ALGORITHM.— 2013. -URL: http://citeseerx.ist.psu.edu/viewdoc/summary?doi=10.1.1.386.7492.
- |5| Bodyanskiy Yevgeniy, Viktorov Yevgen, Pliss Iryna. Inter-"Information Series Science and national Book Computing 25 THE CASCADE GROWING NEURAL NETWORK USING ITS QUADRATIC NEURONS AND LEARNING ALGORITHMS FOR ON-LINE INFORMATION PROCESSING. — 2013. -URL: http://citeseerx.ist.psu.edu/viewdoc/summary?doi=10.1.1.386.9313.
- [6] Cichocki A., Unbehauen R. Neural networks for optimization and signal processing // Journal of Signal Processing. 1998. Vol. 2. P. 62–63.
- [7] Du K.L., Swamy M.N.S. Neural Networks and Statistical Learning. SpringerLink: Bücher. Springer, 2013. ISBN: 9781447155713. URL: https://books.google.com.ua/books?id=wzK8BAAAQBAJ.
- [8] Fahlman Scott E., Lebiere Christian. The cascade-correlation learning ar-

- chitecture // Advances in Neural Information Processing Systems 2. Morgan Kaufmann, 1990. P. 524–532.
- [9] Haykin S. Neural Networks: a Comprehensive Foundation. New York, NY: Macmillan, 1994.
- [10] Bodyanskiy Yevgeniy, Dolotov Artem, Pliss Iryna, Viktorov Yevgen. International Book Series "Information Science and Computing" 13 THE CASCADE ORTHOGONAL NEURAL NETWORK. 2008.
- [11] Kasabov Nikola. Evolving connectionist systems the knowledge engineering approach (2. ed.). Springer, 2007. P. I–XXI, 1–457. URL: http://dx.doi.org/10.1007/978-1-84628-347-5.
- [12] Kolodyazhniy V, Bodyanskiy Ye. Cascaded multiresolution spline-based fuzzy neural network // Proc. Int. Symp. on Evolving Intelligent Systems. — 2010. — P. 26–29.
- [13] Miki T., (Japan) T. Yamakawa. Analog Implementation of Neo-Fuzzy Neuron and Its On-board Learning.— WSEAS, 1999.— URL: http://www.worldses.org/online/.
- [14] Wolf M. ANFIS: Adaptive-Network-Based Fuzzy Inference System. 1998.
- [15] Ye Bodyanskiy, Vynokurova E, Teslenko N. Cascade GMDH-wavelet-neuro-fuzzy network // Proc. of the 4th Intern. Workshop on Inductive Modelling IWIM 2011. 2011. P. 22—30.